

électronique

**RADIO
PLANS**

MENSUEL DES TECHNIQUES ET APPLICATIONS

NUMÉRO 555 FÉVRIER 1994

**DOMESTICUS : BORNIER
DE SORTIES TOR**

**LA RADIO NUMÉRIQUE
ET LE HSP 50016**

**LA TRANSMISSION
VIDÉO SUR PAIRE
TORSADÉE**

**INTERFACE DE
PUISSANCE POUR
MOTEURS C.C.**

**CINQ OSCILLATEURS
DE WIEN POUR
LE TEST**

T 2438 - 555 - 24,00 F



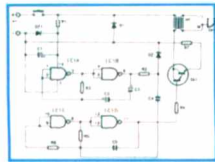
SIMULATION LOGIQUE ANALOGIQUE

B2 LOGIC

2690 Frs P.U. H.T.

Le programme tourne sous Windows

- Schémas
- Simulation Logique
- Bibliothèques TTL CMOS NMOS
- Puissant, simple et convivial



B2 SPICE

- Tourne sous Windows
- Bibliothèques analogique

2390 Frs P.U. H.T.

NOYAU TEMPS REEL

Existe pour cibles :
6303 - 8088/86 - 8096 - 8051
68000 - 68010 - 68011
68HC16 - T400 - T80 - Z80 - Z180

- sous MS DOS
- Ecrit en C
- Bibliothèques source
- Portable

- Priorités dynamiques
- Configurable
- Romable
- Interactif
- Messages
- Gestion de Mémoire
- Debugger intégré

CARACTERISTIQUES :

LE RTXC VOUS PERMET DE TRAVAILLER EN MULTITACHE SUR VOTRE PC POUR UNE CIBLE DE LA LISTE CI-DESSUS. CE QUI NOUS FACILITE LE DEVELOPPEMENT ET LE DEBUG DES PROGRAMMES EN C

ANALYSEUR LOGIQUE

8 voies 100 Mhz

4990 Frs H.T.

16 voies 100 Mhz

7490 Frs H.T.

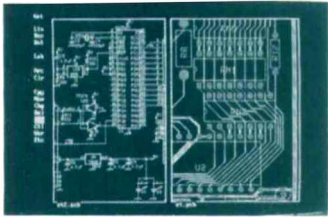
32 voies 200 Mhz

9990 Frs H.T.



Ces Analyseurs Logiques se présentent sous forme de cartes courtes pour PC, sont livrés avec 16 sondes et le programme sur PC. A l'écran du PC des "fenêtres" permettent de configurer le nombre de voies, la vitesse d'horloge externe et interne, le nom des fichiers à sauvegarder ainsi que les paramètres "type".

CAO sur PC / AT



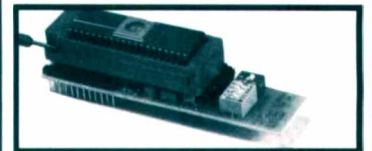
Avec routeur **7990** Frs H.T.

Sans routeur **2190** Frs H.T.

EXTRAIT DE NOTRE CATALOGUE

- Adaptateurs Universels pour la programmation
- Programmeur autonome portable DATA MAN
- Programmeur Universel sur PC, XT, AT
- Programmeur d'EPROMS sur PC, XT, AT
- Analyseur logique
- Emulateur d'EPROMS
- Adaptateurs pour programmer les PGA
- Adaptateur pour programmer les PLCC
- Emulateur Z80 (Low Price)
- Cartes d'application
- ROBIX Robot programmable
- Emulateur 8051 et famille (Low Price)
- Emulateur 68 HC11 (Low Price)
- Emulateur 68HC05 (Low Price)
- Emulateur 64180 (Low Price)
- Emulateur UNIVERSEL SDT 800 pour les cibles suivantes :
Z80 - Z180 - 64180 - 8085 - NSC800 - 6502
65C816 - 6301 - 6303 - 68000 - 6809 - 6802
8088 - 8086 - 80188 - 80C188 - 80186 - 80C186...
- Simulateur Logique et Analogique
- Emulateur Z180 (Low Price)
- Emulateur pour 8096/80196
- Emulateur pour 8031/32/51/52
- Emulateur 8086/186/286
- Testeur de composants
- Editeurs (demander la liste)
- Utilitaires (demander la liste)
- Cross Assembleurs
- Simulateurs - Debuggers
- Cross Compilateurs PASCAL
- CAO pour circuits imprimés (Low Price)
- Compilateur schémas (Low Price)
- Compilateur pour PAL/EPLD (Low Price)
- Debuggers Source C
- Compilateur cruicés BASIC
- Effaceur d'Eeprom

ADAPTATEURS UNIVERSELS



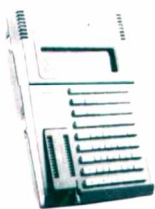
A partir de **1590** Frs H.T.
pour Monochips, PLCC, PGA, SOT,
directement sur tout
programmeur d'Eprom

EMULATEURS DE μ P



A partir de **6490** Frs H.T.

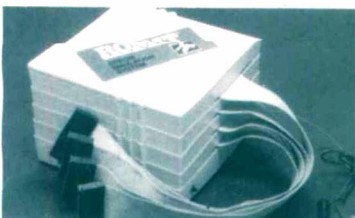
DATA MAN S4



7500 Frs H.T.

PROGRAMMEUR ET
EMULATEUR EPROM PORTABLE

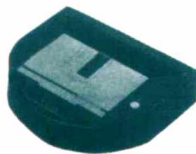
EMULATEUR D'EPROM



Peut emuler de 1 à 8 Eproms.
Emule de la 2764 à la 8 Mo

PROGRAMMEUR UNIVERSEL PORTABLE

NOUVEAU **5990** Frs H.T.



- Portable
- programme tous les composants
- Fonctionne sur le port parallèle
- Autonome

ROBOT PROGRAMMABLE

NOUVEAU **7990** Frs H.T.



Destiné à l'enseignement ou à la prise en main, le ROBIX est livré avec le Soft et le Hard. Le Développement se fait sur PC

DEVELOPPEMENT CARTES MEMOIRE



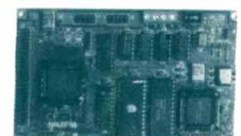
NOUVEAU

7990 Frs H.T.

Cet outil comprend :

- le lecteur de cartes universel
- les logiciels
- 1 Carte SRAM, 1 Carte FLASH
- le Manuel avec des exemples

CARTES D'APPLICATION



NOUVEAU

A partir de
990 Frs H.T.

Disponible pour 8031/52
8052-68HC11 - 68HC16-8096-
68332 ect...

ETCO
INSTRUMENTS

27, rue Félix Merlin
93800 Epinay sur Seine
Tél. : (1) 40. 41. 07. 43
Fax. : (1) 48. 41. 80. 29

NOUS ACCEPTONS



DISQUETTES DEMO et CATALOGUES GRATUITS

S o m m a i r e

ELECTRONIQUE APPLICATIONS

MENSUEL édité par
PUBLICATIONS GEORGES VENTILLARD
S.A. au Capital de 5 160 000 F
2 à 12, rue de Bellevue, 75019 PARIS
Tél. : 42.00.33.05 - Fax : 42.41.89.40

Télex : 220409 F

Principaux Actionnaires :
- M. Jean-Pierre Ventillard
- Mme Paule Ventillard

Président-Directeur-Général,

Directeur de la Publication :
Jean-Pierre VENTILLARD

Directeur de la Rédaction :
Bernard FIGHIERA

Rédacteur en Chef :
Claude DUCROS

Marketing/Ventes :
Jean-Louis PARBOT
Tél. : 42.00.33.05.

Création maquette :
Rachid MARAI

Inspection des Ventes :
Société PROMEVENTE - M. Michel IATCA
11, rue de Wattignies - 75012 PARIS.
Tél. : 43.44.77.77 - Fax : 43.44.82.14.

Publicité :

Société Auxiliaire de Publicité
70, rue Compans, 75019 PARIS
Tél. : 42.00.33.05
C.C.P. PARIS 37 93 60

Directeur commercial : Jean-Pierre REITER

Chef de publicité : Francine FIGHIERA

Assistée de : Laurence BRESNU

Abonnement : Marie-Christine TOUSSAINT
Voir notre tarif «spécial abonnement».

Pour tout changement d'adresse,
envoyer la dernière bande accompagnée
de 2,80 F en timbres.

IMPORTANT : ne pas mentionner notre
numéro de compte pour les paiements
par chèque postal.

Electronique Radio Plans décline toute responsabilité
quant aux opinions formulées dans les articles,
celles-ci n'engageant que leurs auteurs. Les
manuscrits publiés ou non ne sont pas retournés.
«La loi du 11 mars 1957 n'autorisant aux termes des
alinéas 2 et 3 de l'article 41, d'une part que «copies ou
reproductions strictement réservées à l'usage privé du
copiste et non destinées à une utilisation collective» et
d'autre part, que les analyses et les courtes citations
dans un but d'exemple et d'illustration, «toute
représentation ou reproduction intégrale, ou partielle,
faite sans le consentement de l'auteur ou de ses
ayants-droit ou ayants-cause, est illicite» (alinéa
premier de l'article 40). Cette représentation ou
reproduction, par quelque procédé que ce soit,
constituerait donc une contrefaçon sanctionnée par les
articles 425 et suivants du Code Pénal».

Ce numéro a été tiré à 35 600 exemplaires

Dépôt légal février 94 - éditeur 1739

Mensuel paraissant en fin de mois.

Distribué par S.A.E.M. Transports-Presse
Photocomposition COMPOGRAPHIA -
75011 PARIS -

Photo de couverture : E. Malemanche.



Numéro 555 - Février 1994

ISSN 1144-5742

ETUDES ET CONCEPTION

57 RÉCEPTEURS VHF AM ET FM À RÉSONATEURS EN 433MHZ

REALISATION

- 19 INTERFACE DE PUISSANCE POUR MOTEUR C.C.
- 23 PRÉAMPLIFICATEUR ET PHASING POUR INSTRUMENTS
- 37 CONVERTISSEUR SÉRIE-PARALLÈLE RÉVERSIBLE
- 43 LIAISON VIDÉO EN BANDE DE BASE SUR PAIRE TORSADÉE
- 50 DOMESTICUS : LE BORNIER HUIT SORTIES TOR
- 75 CINQ OSCILLATEURS À PONT DE WIEN POUR LE TEST
- 89 UN CIRCUIT DÉDIÉ POUR LE DÉCODAGE DE COMMANDES PAR TONALITÉS

TECHNIQUE

83 LES FPGA : L'ENSEMBLE DE DÉVELOPPEMENT XILINX

MESURE ET INSTRUMENTATION

9 ISSPICE EN ACQUISITION ET TRAITEMENT DE DONNÉES

CIRCUITS D'APPLICATION

65 L'OUTIL DE DÉVELOPPEMENT PICSTART POUR PIC 16CXX

COMPOSANTS ET TECHNOLOGIE

69 DES «MINI» 80C51 : LES 87C750, 751 ET 752

C.D.A.O.

80 L'ENSEMBLE DE CDAO SCHÉMA ET ROUTAGE KADS-CAC S3600

COMMUNICATIONS

31 LA RÉCEPTION RADIO NUMÉRIQUE ET LE HSP 50016

IDEES ET METHODE

41 GÉNÉRATION DE SÉQUENCES PSEUDOALÉATOIRES

INFOS

64, 74, 88, 92, 93, 94, 95, 96

Ont participé à ce numéro : J. Alary, P. de Carvalho,
F. de Dieuleveult, C. Djabian, J. Garbay, A. Garrigou, P. Gueulle,
S. Landerretche, P. Morin, P. Oguic, D. Paret, T. Riflart, J.-L. Vern.



555 / 3

Pince Multimètre HEME 600

Pourquoi
acheter **deux**
instruments
quand
un seul
suffit ?

1500^F H.T.

LEM

La mesure à la perfection



HMM REQUANCE 904

La pince multimètre HEME 600 permet de mesurer courants et tensions AC/DC et résistances avec le même instrument.

- Toutes les fonctions d'un multimètre numérique avec 1% de précision.
- Sonde de courant intégrée.
- Courant jusqu'à 600 A AC et DC.
- Tension jusqu'à 1 000 V DC, 750 V AC.
- Réponse en valeur efficace.
- Résistance jusqu'à 2 000 Ω.
- Test sonore de continuité.

APPEL TELEPHONIQUE
07 03 18 51

B.P. 33 - F74161 ST-JULIEN-EN-GENEVOIS Cedex
Tél. 19 (41) 22 706 11 11 - Fax 19 (41) 22 794 94 78

OUTILS DE DEVELOPPEMENT



SOCHEM-ELEC

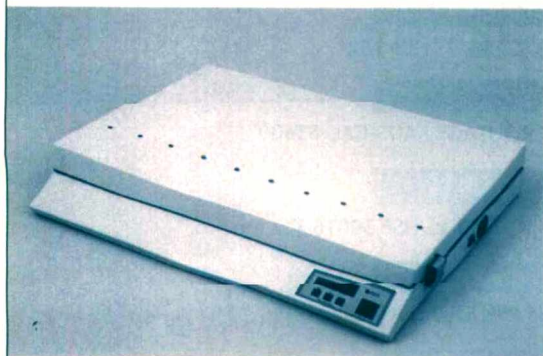
UNE QUALITÉ, UN SERVICE DE PROFESSIONNEL

Des MATÉRIELS et des PRODUITS élaborés pour la réalisation des circuits imprimés

- machine à graver - machine à insoler - cisaille - perceuse -
- plaques présensibilisées - révélateur - etc.

Les aérosols **ÉLECTROLUBE** pour l'électronique

Une **ÉQUIPE** et des **TECHNICIENS** à votre disposition.



Machine à insoler C2635



Cisaille G 200



Combi dével, rinçage, gravure

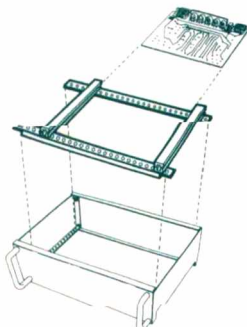
ZAC, 40, bd de Nesles - 77420 Champs-sur-Marne - Tél. : 64 68 23 37 - Fax : 64 68 29 75



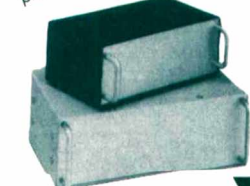
habille l'électronique

Ensemble guides-cartes pour série EC
Montage très simple, il s'adapte à toutes les dimensions de circuits imprimés ; il permet un échange et un dépannage rapide des circuits, ainsi qu'une visibilité totale du montage à l'intérieur du boîtier.
Il est composé de deux traverses perforées au pas de 2,54 mm, de deux glissières en plastique et de la visserie pour la fixation.

SÉRIE
"EC"



Type/Typ	Dimensions en mm/Abmessungen in mm		
	Largeur Breite	Hauteur Höhe	Profondeur Tiefe
EC 12/07-200	120	70	200
EC 15/05-200	150	50	200
EC 20/08-230	200	80	230
EC 24/10-250	240	100	250
EC 30/12-300	310	125	300



Cette série s'enrichit de cinq nouvelles références ; des améliorations y ont été apportées : il est désormais possible d'ajouter à l'intérieur des guides-cartes et des châssis.

Nous vous rappelons qu'à partir du EC 20/08-130, les boîtiers sont livrés équipés de supports pour la fixation des circuits imprimés.

Ils sont disponibles soit en beige granité, soit en gris granité.

Catalogue sur notre gamme de coffrets, racks, pupitres et accessoires + liste de nos revendeurs sur simple demande.



1, boulevard de l'Oise - 95030 CERGY CEDEX
Tél. : (1) 34.48.06.93 - Fax : (1) 34.48.06.98



Si pour vous un sou, c'est
un sou, faites le

3614 TEASER !

Liste rapide des quelques **15.000 FICHIERS**
présents sur les 3614 & 3615 TEASER :

- Castle Wolfenstein : jeu d'arcade VGA SB
- Scan/Clean : détection/guérison VIRALE !
- EmulPlus : émulateur vidéo/texte graphique
- 4DOS : remplace COMMAND.COM du DOS
- Virgule : traitement de textes FRANCAIS
- CatDisk : catalogueur de disquettes
- Blaster Master : utilitaire Sound Blaster
- ModPlay : player de MOD Amiga sur Sblaster
- Desmet-C : compilateur langage C complet !
- Boxer : éditeur orienté programmation PRO
- Hyperdisk : le meilleur CACHE DISQUE
- Virex : virus checker pour WINDOWS !
- GEOArts : plein de clip-arts pour GEOWORKS
- TBScan : SUPER détecteur de virus
- Galactix : shoot'em up VGA Sound Blaster !
- VgaCopy : copieur de disquettes VGA/souris
- GEOFont : des fontes pour GEOWORKS !
- Vpic : visualisation d'images tous formats
- Neopaint : soft de dessin qualité professionnelle
- PQV Raytrace : programme de Ray Tracing
- Gateworld : jeu VGA Sound Blaster
- Clyde : jeu d'aventure EGA/VGA
- Monster Bash : arcade VGA Sound Blaster
- Solar Winds : arcade VGA Sound Blaster
- etc. etc. etc. etc. etc.

Et pour l'environnement **WINDOWS** :

- IconMaster : couteau Suisse des icônes
- Lathe : faites de la 3D sous Windows !
- Clipmate : super presse-papier multi-usage
- Command Post : gestionnaire de fichiers
- CPU-Usage : tout sur l'occupation machine
- BigDesk : écran virtuel GEANT !
- BackMenu : super barre d'icônes sur côté
- IconMagic : création/édition d'icônes
- IconShow : rippeur/installateur d'icônes
- KFree : tout sur votre mémoire disponible
- MegaEdit : mega éditeur de textes ASCII
- MicroLink : programme de connexion
- NetA : donnez un look NEXT à votre PC !
- PixFolio : catalogue/visualise toute image
- Paint Shop Pro : FANTASTIQUE prg de retouche
- Realizer : un BASIC sous Windows
- PowerBBS : serveur BBS multi-voies/modem
- WinCll : interpréteur DOS en ligne de cmd
- Route : barre de menus absolument GENIALE
- WinBar : des codes barres sous Windows !
- WinFract : version Windows de FRACTINT
- WinBatch : écrire des batchs pour Windows !
- WinCheck : tenue de compte bancaire
- etc. etc. etc. etc. etc.

Téléchargez

Sur notre serveur les dernières versions des meilleurs programmes PC en provenance de FRANCE et des USA. Tous nos fichiers sont GARANTIS SANS VIRUS connus et sont compactés pour économiser votre temps de transfert.

12 centimes !

C'est ce que vous coûtera la minute de connexion sur notre serveur après 22h30, tarif réduit comme pour le téléphone.

Recevez sous 48 H.

Le logiciel WINBBT pour télécharger à partir de votre PC. Il suffit d'envoyer 15 francs en timbres et une disquette vierge avec votre nom et adresse à :

France-Teaser
22 Grande Rue
92310 SEVRES

"Teaser, the best download you could find in France"

CAO

LOGICIELS DE SAISIE DE SCHEMAS

+

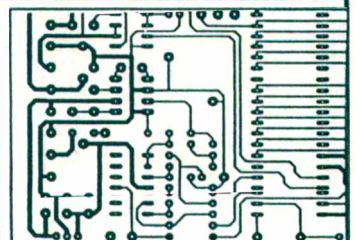
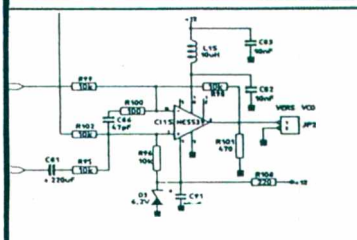
AUTO-ROUTAGE DE CIRCUITS-IMPRIMES

"ISIS DESIGNER+"

&

"ARES AUTOROUTE"

l'ensemble des deux ...8950 F.H.T. franco !



□ Avec leurs bibliothèques de symboles extensibles, (CMS et classiques) les deux logiciels, **ISIS DESIGNER+** et **ARES AUTOROUTE** permettent de produire des schémas et des dessins de circuits imprimés, du simple à 10 couches, de qualité très professionnelle sur des cartes de 76 cm x 76 cm maximum.

□ Génération automatique de netlists (pour le routage automatique et des contrôles), et de rapports et listes descriptives des pièces utilisées dans le projet.

□ Convivialité et rapidité de mise en oeuvre assurées par souris et icônes, sur écrans EGA, VGA, 3VGA, avec Zoomings. Interface graphique moderne avec l'utilisateur, qui peut choisir les couleurs, les pas de grille etc.

□ Vos schémas et circuits-imprimés seront enfin archivés sur fichiers disques, permettant leur rappel pour modification à tout moment. Les disquettes peuvent transmettre vos projets à vos sous-traitants, une seule commande CAD/CAM génère automatiquement tous les fichiers Gerber et CN nécessaires. (cuivre, sérigraphies, vernis épargne, et perçage).

□ Comprend les drivers de sorties sur imprimantes (9 et 24 aiguilles), Lasers, PostScript, table-traçante, phototracage Gerber, perçage à CN. Et, en plus, le module GERBERVIEW ! Import et Export de fichiers netlists, et de PAO.

Prise en main très rapide.

Multipower

22, rue Emile Baudot
91120 PALAISEAU
FRANCE

Tél. : (33) 1.69.30.13.79
Fax : (33) 1.69.20.60.41
Télex : 603 103 F

DISTRIBUTEUR EXCLUSIF DE LABOCENTER ELECTRONICS

✕... Bon de demande de la disquette de démonstration:

Veuillez nous envoyer par retour du courrier, et sans frais, les caractéristiques complètes et la disquette d'évaluation interactive de **ISIS/ARES**, avec sa notice d'emploi en français. (Logiciels complets sauf sorties et sauvegardes)

Mon Nom:

Entreprise:

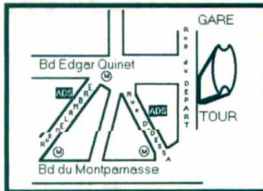
Adresse:



MONTPARNASSE

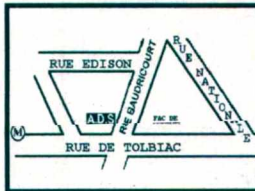
16 Rue D'Odesou Tel. 43 21 50 94
43 Rue Delambre Tel : 43 22 05 93
75014 PARIS Fax: 43 21 97 75

MONTPARNASSE



Métro Montparnasse
Edgar Quinet ou Vavin

TOLBIAC



Métro Tolbiac



TOLBIAC

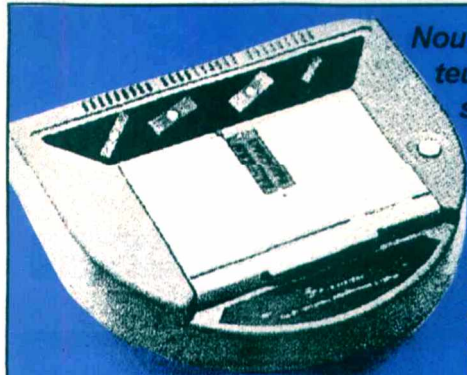
44 Rue Baudricourt 75013 PARIS
Tel : 45 82 82 78
Fax : 43 21 97 75

MINITEL AU 43 20 20 20

Ouvert du Mardi au samedi de 10 h à 13 h et de 14 h à 19 h
Service expédition rapide COLISSIMO Règlement à la commande : Forfait de port 35 Frs. Contre-remboursement COLISSIMO : Forfait 65 Frs
Prix et caractéristiques données à titre indicatif pouvant être modifiés sans préavis. Les produits actifs ne sont ni repris ni échangés. Administrations et sociétés acceptées, veuillez vous renseigner pour les modalités.

LOGIQUE TTL

74 LS	154	7406	74273	6	50
74 LS	155	7407	74274	6	50
74 LS	156	7408	74275	6	50
74 LS	157	7409	74276	6	50
74 LS	158	7410	74277	6	50
74 LS	159	7411	74278	6	50
74 LS	160	7412	74279	6	50
74 LS	161	7413	74280	6	50
74 LS	162	7414	74281	6	50
74 LS	163	7415	74282	6	50
74 LS	164	7416	74283	6	50
74 LS	165	7417	74284	6	50
74 LS	166	7418	74285	6	50
74 LS	167	7419	74286	6	50
74 LS	168	7420	74287	6	50
74 LS	169	7421	74288	6	50
74 LS	170	7422	74289	6	50
74 LS	171	7423	74290	6	50
74 LS	172	7424	74291	6	50
74 LS	173	7425	74292	6	50
74 LS	174	7426	74293	6	50
74 LS	175	7427	74294	6	50
74 LS	176	7428	74295	6	50
74 LS	177	7429	74296	6	50
74 LS	178	7430	74297	6	50
74 LS	179	7431	74298	6	50
74 LS	180	7432	74299	6	50
74 LS	181	7433	74300	6	50
74 LS	182	7434	74301	6	50
74 LS	183	7435	74302	6	50
74 LS	184	7436	74303	6	50
74 LS	185	7437	74304	6	50
74 LS	186	7438	74305	6	50
74 LS	187	7439	74306	6	50
74 LS	188	7440	74307	6	50
74 LS	189	7441	74308	6	50
74 LS	190	7442	74309	6	50
74 LS	191	7443	74310	6	50
74 LS	192	7444	74311	6	50
74 LS	193	7445	74312	6	50
74 LS	194	7446	74313	6	50
74 LS	195	7447	74314	6	50
74 LS	196	7448	74315	6	50
74 LS	197	7449	74316	6	50
74 LS	198	7450	74317	6	50
74 LS	199	7451	74318	6	50
74 LS	200	7452	74319	6	50
74 LS	201	7453	74320	6	50
74 LS	202	7454	74321	6	50
74 LS	203	7455	74322	6	50
74 LS	204	7456	74323	6	50
74 LS	205	7457	74324	6	50
74 LS	206	7458	74325	6	50
74 LS	207	7459	74326	6	50
74 LS	208	7460	74327	6	50
74 LS	209	7461	74328	6	50
74 LS	210	7462	74329	6	50
74 LS	211	7463	74330	6	50
74 LS	212	7464	74331	6	50
74 LS	213	7465	74332	6	50
74 LS	214	7466	74333	6	50
74 LS	215	7467	74334	6	50
74 LS	216	7468	74335	6	50
74 LS	217	7469	74336	6	50
74 LS	218	7470	74337	6	50
74 LS	219	7471	74338	6	50
74 LS	220	7472	74339	6	50
74 LS	221	7473	74340	6	50
74 LS	222	7474	74341	6	50
74 LS	223	7475	74342	6	50
74 LS	224	7476	74343	6	50
74 LS	225	7477	74344	6	50
74 LS	226	7478	74345	6	50
74 LS	227	7479	74346	6	50
74 LS	228	7480	74347	6	50
74 LS	229	7481	74348	6	50
74 LS	230	7482	74349	6	50
74 LS	231	7483	74350	6	50
74 LS	232	7484	74351	6	50
74 LS	233	7485	74352	6	50
74 LS	234	7486	74353	6	50
74 LS	235	7487	74354	6	50
74 LS	236	7488	74355	6	50
74 LS	237	7489	74356	6	50
74 LS	238	7490	74357	6	50
74 LS	239	7491	74358	6	50
74 LS	240	7492	74359	6	50
74 LS	241	7493	74360	6	50
74 LS	242	7494	74361	6	50
74 LS	243	7495	74362	6	50
74 LS	244	7496	74363	6	50
74 LS	245	7497	74364	6	50
74 LS	246	7498	74365	6	50
74 LS	247	7499	74366	6	50
74 LS	248	7500	74367	6	50
74 LS	249	7501	74368	6	50
74 LS	250	7502	74369	6	50
74 LS	251	7503	74370	6	50
74 LS	252	7504	74371	6	50
74 LS	253	7505	74372	6	50
74 LS	254	7506	74373	6	50
74 LS	255	7507	74374	6	50
74 LS	256	7508	74375	6	50
74 LS	257	7509	74376	6	50
74 LS	258	7510	74377	6	50
74 LS	259	7511	74378	6	50
74 LS	260	7512	74379	6	50
74 LS	261	7513	74380	6	50
74 LS	262	7514	74381	6	50
74 LS	263	7515	74382	6	50
74 LS	264	7516	74383	6	50
74 LS	265	7517	74384	6	50
74 LS	266	7518	74385	6	50
74 LS	267	7519	74386	6	50
74 LS	268	7520	74387	6	50
74 LS	269	7521	74388	6	50
74 LS	270	7522	74389	6	50
74 LS	271	7523	74390	6	50
74 LS	272	7524	74391	6	50
74 LS	273	7525	74392	6	50
74 LS	274	7526	74393	6	50
74 LS	275	7527	74394	6	50
74 LS	276	7528	74395	6	50
74 LS	277	7529	74396	6	50
74 LS	278	7530	74397	6	50
74 LS	279	7531	74398	6	50
74 LS	280	7532	74399	6	50
74 LS	281	7533	74400	6	50
74 LS	282	7534	74401	6	50
74 LS	283	7535	74402	6	50
74 LS	284	7536	74403	6	50
74 LS	285	7537	74404	6	50
74 LS	286	7538	74405	6	50
74 LS	287	7539	74406	6	50
74 LS	288	7540	74407	6	50
74 LS	289	7541	74408	6	50
74 LS	290	7542	74409	6	50
74 LS	291	7543	74410	6	50
74 LS	292	7544	74411	6	50
74 LS	293	7545	74412	6	50
74 LS	294	7546	74413	6	50
74 LS	295	7547	74414	6	50
74 LS	296	7548	74415	6	50
74 LS	297	7549	74416	6	50
74 LS	298	7550	74417	6	50
74 LS	299	7551	74418	6	50
74 LS	300	7552	74419	6	50
74 LS	301	7553	74420	6	50
74 LS	302	7554	74421	6	50
74 LS	303	7555	74422	6	50
74 LS	304	7556	74423	6	50
74 LS	305	7557	74424	6	50
74 LS	306	7558	74425	6	50
74 LS	307	7559	74426	6	50
74 LS	308	7560	74427	6	50
74 LS	309	7561	74428	6	50
74 LS	310	7562	74429	6	50
74 LS	311	7563	74430	6	50
74 LS	312	7564	74431	6	50
74 LS	313	7565	74432	6	50
74 LS	314	7566	74433	6	50
74 LS	315	7567	74434	6	50
74 LS	316	7568	74435	6	50
74 LS	317	7569	74436	6	50
74 LS	318	7570	74437	6	50
74 LS	319	7571	74438	6	50
74 LS	320	7572	74439	6	50
74 LS	321	7573	74440	6	50
74 LS	322	7574	74441	6	50
74 LS	323	7575	74442	6	50
74 LS	324	7576	74443	6	50
74 LS	325	7577	74444	6	50
74 LS	326	7578	74445	6	50
74 LS	327	7579	74446	6	50
74 LS	328	7580	74447	6	50
74 LS	329	7581	74448	6	50
74 LS	330	7582	74449	6	50
74 LS	331	7583	74450	6	50
74 LS	332	7584	74451	6	50
74 LS	333	7585	74452	6	50
74 LS	334	7586	74453	6	50
74 LS	335	7587	74454	6	50
74 LS	336	7588	74455	6	50
74 LS	337	7589	74456	6	50
74 LS	338	7590	74457	6	50
74 LS	339	7591	74458	6	50
74 LS	340	7592	74459	6	50
74 LS	341	7593	74460	6	50
74 LS	342	7594	74461	6	50
74 LS	343	7595	74462	6	50
74 LS	344	7596	74463	6	50
74 LS	345	7597	74464	6	50
74 LS	346	7598	74465	6	50
74 LS	347	7599	74466	6	50
74 LS	348	7600	74467	6	50
74 LS	349	7601	74468	6	50
74 LS	350	7602	74469	6	50
74 LS	351	7603	74470	6	50
74 LS	352	7604	74471	6	50
74 LS	353	7605	74472	6	50
74 LS	354	7606	74473	6	50
74 LS	355	7607	74474	6	50
74 LS	356	7608	74475	6	50
74 LS	357	7609	74476	6	50
74 LS	358	7610	74477	6	50
74 LS	359	7611	74478	6	50
74 LS	360	7612	74479	6	50
74 LS	361	7613	74480	6	50
74 LS	362	7614	74481	6	50
74 LS	363	7615	74482	6	50
74 LS	364	7616	74483	6	50
74 LS	365	7617	74484	6	50
74 LS	366	7618	74485	6	50
74 LS	367	7619	74486	6	50
74 LS	368	7620	74487	6	50
74 LS	369	7621	74488	6	50
74 LS	370	7622	74489	6	50
74 LS	371	7623	74490	6	50
74 LS	372	7624	74491	6	50
74 LS	373	7625	74492	6	50
74 LS	374	7626	74493	6	50
74 LS	375	7627	74494	6	50
74 LS	376	7628	74495	6	50
74 LS	377	7629	74496	6	50
74 LS	378	7630	74497	6	50
74 LS	379	7631	74498	6	50
74 LS	380	7632	74499	6	50
74 LS	381	7633	74500	6	50
74 LS	382	7634	74501	6	50
74 LS	383	7635	74502	6	50
74 LS	384	7636	74503	6	50
74 LS	385	7637	74504	6	50
74 LS	386	7638	74505	6	50
74 LS	387	7639	74506	6	50
74 LS	388	7640	74507	6	50
74 LS	389	7641	74508	6	50
74 LS	390	7642	74509	6	50
74 LS	391	7643	74510	6	50
74					



Nouveau - Programmeur & Testeur Universel ALL07 de HILO

Ce programmeur qui fonctionne sur la porte parallèle, répond parfaitement aux besoins de la duplication et à la programmation des composants très diversifiés. Il possède la capacité de gérer jusqu'à 256 broches. Le fruit de sept années de développement par une équipe de 24 techniciens vous bénéficiez d'une vaste gamme de composants sur le menu, mais aussi d'un offre de suivi par mise à jour complète à un prix très avantageux (150f TTC actuellement). Alimentation: 90-256v alternatif incorporée. Dimensions: 285 prof x 245 x 60mm. L'ensemble comprend: ALL07 module principale plus le module DIP 40 universel, une carte parallèle d'imprimante, un câble DB25 1M, l'ensemble de disquettes & manuel. Prix 4900ht. En option, adaptateurs PLCC universel 44 & 68 broches, adaptateurs 8 EPROMs. Existe aussi le modèle ALL07PC - mêmes spécifications mais avec interface PC dédié (fournie) & alimenté par le PC. Prix 3 950ht

PROGRAMMATEUR & TESTEUR Universel ALL03A de HILO.
Comme le ALL07 réalisé sur C.I. en 6 couches pour mieux assurer la fiabilité et la précision des signaux. Ce programmeur est homologué par des fabricants de renommée tels que NS, TI, Atmel. Comme le ALL07 il possède les fonctionnalités nécessaires pour la programmation et le test des Eeproms, Eeproms, Bpoms, MPUs, PLDs et TTLs (74 et 75), SRAM & DRAM: -Programmation / Auto-programmation, vérification, effacement de GALs, protection des PLDs. Livré avec éditeur pleine page pour fichiers binaires, utilitaire de conversion HEX vers binaire pour Intel, Motorola, Digital R., Tektronics, éclatement des fichiers binaires en 2 ou 4 voies. 3.790 ht

LECTURE DE CODES À BARRES à partir de 1200ht.

PROGRAMMATEURS D'EPROMS haute vitesse HILO
Pour EPROMS 16K à 2Mb
EPP01: 1 EPROM 1.050 F HT
EPP04: 4 EPROMs 1.450 F HT
EPP08: 8 EPROMs 2.400 F HT
Pour EPROMS 16K à 8Mb
SEP81: 1 eeprom + orig: 1.600 F HT
SEP84: 4 eeprom + orig: 2.200 F HT
SEP88: 8 eeprom + orig: 3.100 F HT

EFFACEUR D'EPROMS
Avec temporisateur et interrupteur de sécurité: 12 eeproms 040 ht
60 eeproms 1040 ht
1 920 ht

EMULATEUR D'EPROMS (2 x 512 Ko):

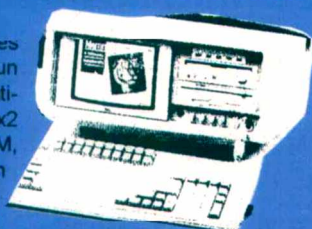
CONFIGURATIONS MINI TOUR

Systèmes mini-tour avec 4Mo de mémoire, 1 lecteur 1,44Mo, 2 séries, 1/1, moniteur couleur 14" SVGA couleur 1024x768 pitch 0,28, 1 carte SVGA Trident 8900CL 1024x768 1 Mo. Les prix sont TTC.

	Disque 120M	Disque 170M	Disque 245M
80386 DX - 40Mhz cache 128k	7 431 F	7 504 F	7 718 F
80486 DX - 40Mhz cache 256 k	9 483 F	9 556 F	9 770 F
80486 DX - 266Mhz cache 256k	10 875 F	11 018 F	11 162 F

TRANSPORTABLE COULEUR pour applications industrielles et multimédia

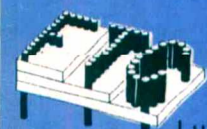
Un vrai système portable couleur qui garde les avantages du PC de bureau mais équipé d'un écran Sony Trinitron couleur 9", et livrable pratiquement en toute configuration jusqu'à 486dx2 66. Exemple: avec 486dx40 256k cache, 4M, disque 210 Mo, lecteur 1,44M, I/O et vidéo en Vesa Local bus. Prix 16 900ht



Nous transformons votre ordinateur en 386 ou 486

386 SX-40	690htc	486DX50 256k cache	4 250htc
386 DX-40 128K cache	990htc	486DX2-66	4 790htc
486 SX-33	1 550htc	486DX2 66SLC VLB IBM	2 950htc
486 DLC-33 128K cache	1 250htc	Echange du processeur 486dx33 contre un	
*** avec copro	1 850htc	486dx2-66	1 900htc
486 DX-40 256K cache	3 150htc		

Transformation de votre ancien système PC 286 en 386 ou 486 dans notre atelier ou sur site. N'investissez pas dans un nouveau PC, il suffit de changer la carte mère... Consultez nous pour obtenir un devis précis.



Future Technologie Compagnie
27390 St Pierre de Cernières.

Tél: 32 45 96 55 Fax: 32 45 58 38

Lundi à Vendredi 9h30 - 13h00/ 14h00-18h00

L'incontournable DAO CIAO® VERSION 2

Plus de 100000 utilisateurs

- Version monoposte
- Version multiposte
- Module de perçage (perceuse numérique)

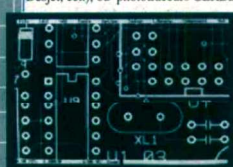
Tracé du plan d'implantation, du typon simple et double face, duplication de circuit, dossier de fabrication ...
Sortie sur imprimantes, laser, traceurs

904Fr.TTC
Le 2^{ème} poste 272Fr.TTC

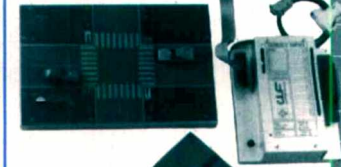
BOARDMAKER II

Saisie de schémas

BOARDMAKER, c'est un peu "deux logiciels pour le prix d'un et demi" puisqu'il coûte trois à quatre fois moins cher que certains produits concurrents pas toujours aussi performant ! Il permet d'exploiter à fond les périphériques les plus performants tels que plotters HPGL (Hewlett-Packard) ou DMPL (Houston), imprimantes laser (Laserjet, Desjet, etc.), ou phototraceurs GERBER.



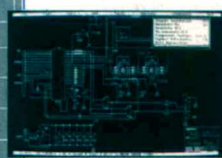
BOARDMAKER tire vraiment le maximum des imprimantes à aiguilles. disquette de démonstration existante



BOARDMAKER II

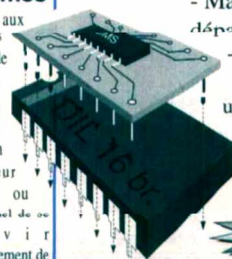
Dessins decircuits imprimés

BOARDMAKER est parfaitement adapté aux applications professionnelles : cartes multicouche, composants CMS, génération de fichiers pour production sur machines à commande numérique. Menus déroulants, accessibles à l'aide de souris ou des touches fléchées du pavé numérique, permettent à un utilisateur novice ou occasionnel de se servir immédiatement de BOARDMAKER. notice en français



Adaptateur CMS

- Maintenance, dépannage, mesure
- Permet de remplacer un composant traditionnel par un CMS



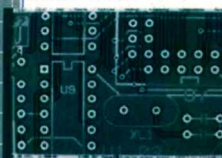
NEW

EXCLUSIVITE

BOARDMAKER II

Routage

Mise au point du schéma de principe. Placement manuel des composants avec BOARDMAKER. Elaboration de la "netlist" (liste des connexions à réaliser) avec l'éditeur de netlists de BOARDMAKER, ou importation de netlist produite par un outil de saisie de schéma compatible (ORCAD, TANGO, RACALREDAC, MENTOR, PROTEL VITRAC).



Routage automatique de tout ce qui peut l'être. disquette de démonstration

Transformez votre traceur en phototraceur U.V. Pen®

- Finies les plumes bouchées et l'encre qui sèche.
- Réalisation d'un positif ou d'un négatif sans chambre noire (lumière ambiante).
- Très facile à installer.
- Aucun branchement sur l'ordinateur.
- Aucun branchement sur le traceur.
- Fibre optique à très haut rendement.
- Obturateur électronique.
- Source U.V. à très haut rendement

Livré en standard avec fibre Ø 0.35



FINDER - PRO

Le data book électronique

Recherche par nom, fonction ou par caractéristique. Recherche d'équivalences paramétrables. Fiches techniques, table de vérité, brochage, boîtier, création de schémas d'application, éditeur graphique et éditeur de textes. Bipolaire, mos, effet de champ, diodes, thyristors 3604 composants, TTLs 2391 composants, interfaces 393 composants, mémoires 2006 composants, PALS 340 composants, 283 500 équivalences.



1056Fr. TTC

bibliothèques sup.HC. MOS - audio 320Fr. TTC

6000 références
150 types de machines
CATALOGUE ES contre 11,20 en timbres

* tarifs t.t.c. pratiqués (au 01/09/93) chez les distributeurs C.I.F.

C.I.F.
CIRCUIT IMPRIMÉ FRANÇAIS

11 rue Charles Michels 92270 BAGNEUX
Tél : (1) 45 47 48 00 Fax : (1) 45 47 16 14

Is SPICE EN ACQUISITION DE DONNÉES

Le logiciel de simulation IsSpice de la

société américaine Intusoft exploite, pour

visualiser les résultats de ses calculs, un

fichier sauvegardé en mode ASCII. Ce

fichier comporte tous les éléments

assurant la compatibilité avec le format

imposé à l'origine par l'université de

Berkeley. Le module de visualisation graphique IntuScope utilise les données

stockées dans ce fichier texte afin de les afficher à l'écran sous forme de courbes.

Cette méthode offre ainsi à l'utilisateur la possibilité de créer un fichier de données

décrivant un système réel, et ainsi de profiter de tous les outils mathématiques mis

à sa disposition dans IntuScope pour traiter ses résultats (FFT, diagrammes de

Bode, mesures RMS, formes polynomiales ...). Enfin, ce logiciel permet de

numériser les courbes présentes à l'écran et de les transformer en sources

indépendantes que l'on pourra ensuite introduire dans une simulation SPICE.

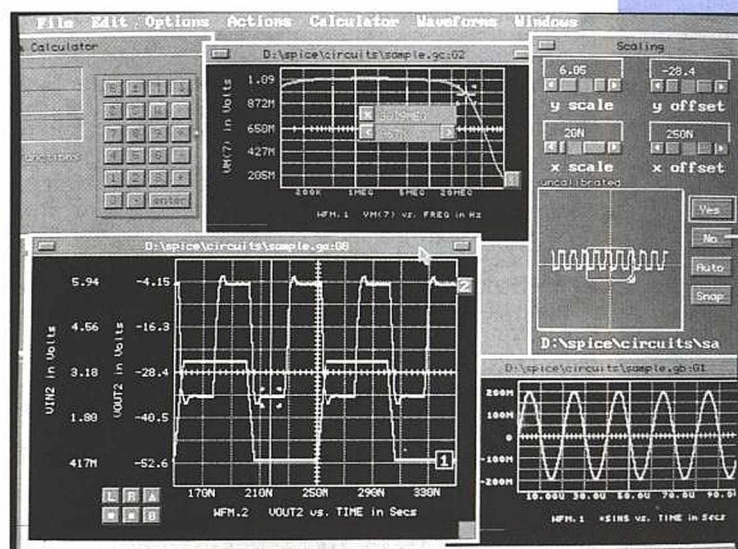
L'acquisition de données

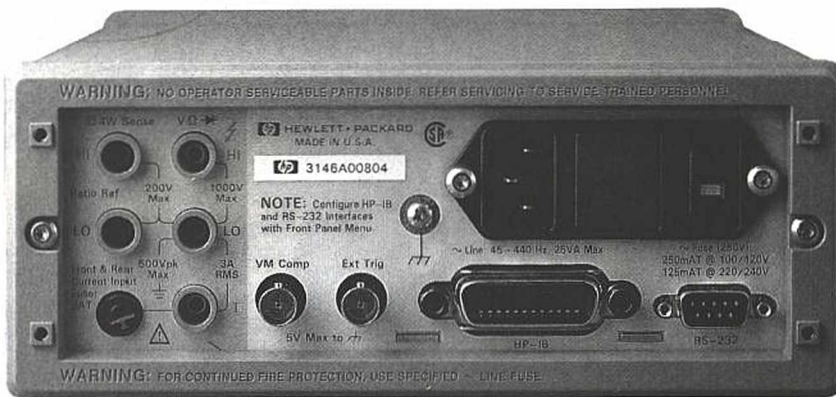
Lorsque l'on développe un dispositif électronique, le cahier des charges impose certaines caractéristiques auxquelles le prototype doit se plier : bruit généré, précision de la grandeur délivrée, dérive en continu ... Si un simple relevé d'oscilloscope permet d'apprécier rapidement la forme d'un signal de sortie, il n'autorise pas, en revanche, des mesures précises telles la linéarité d'une pente, ou encore le contenu fréquentiel d'un bruit. Dans la plupart des cas, le concepteur devra se rabattre sur un système d'acquisition coûteux afin de traiter ses résultats à l'aide de l'outil infor-

matique. De nombreux programmes existent dans ce domaine et conduisent à un traitement efficace des résultats de mesure. Citons par exemple LabWindows de National-Instruments, VEE de Hewlett-Packard ...

La société Intusoft commercialise depuis plusieurs années le logiciel de simulation IsSpice qui, combiné au programme de visualisation graphique IntuScope et la saisie de schéma SpiceNet, offre un atelier de simulation SPICE très complet. Les lecteurs désireux de mieux connaître ce logiciel pourront consulter l'article paru à son sujet dans *Electronique Radio-plans* (voir bibliographie) ou encore, demander une disquette de démonstration à la société Excem (78 MAULE) qui assure la distribution du

programme en France. IntuScope met en oeuvre un véritable oscilloscope logiciel incorporant de nombreuses fonctionnalités que l'on ne trouve que sur certains équipements haut de gamme : calcul de FFT's, fenêtres d'apodisation de type Hanning, Cosinus, diagrammes de Bode, de Nyquist, bases de temps multiples ... Il serait donc particulièrement intéressant de bénéficier de toutes ces caractéristiques afin d'effectuer du traitement d'informations sur le système réel que son concepteur souhaite tester. Lors du déroulement de la simulation, IsSpice produit un fichier de type ASCII, dans lequel il range une multitude de données. Nous verrons plus bas comment celles-ci sont agencées. La méthode retenue consiste à acquérir des variables (tension,





■ Le panneau arrière du HP 54401 ayant servi à nos tests.

courant, fréquence ...) par l'intermédiaire d'un bus IEEE-488 ou par le biais d'une carte d'acquisition. Le programme les stocke ensuite sur disque selon le format réclamé par IntuScope. Il suffit de lancer ce dernier et de lui faire ingérer les données enregistrées. Toute l'architecture d'IntuScope s'ouvre alors au concepteur afin d'analyser en détail les performances de son dispositif. De plus, IntuScope pouvant sauvegarder des images aux formats variés (TIF, EPS ...), la présentation des rapports de mesure en sera grandement améliorée. Le paragraphe "Utiliser IntuScope" décrit brièvement comment lancer et travailler avec IntuScope sur votre fichier utilisateur.

SIMULATION ET RANGEMENT DES CALCULS

Le fichier de sauvegarde porte obligatoirement l'extension .OUT et rassemble les résultats des calculs décrivant, pas à pas, les potentiels de chacun des nœuds choisis par l'utilisateur. En comparaison des logiciels concurrents, IsSpice offre une flexibilité supplémentaire quant à la sauvegarde des résultats. Par exemple, il est possible d'affecter un nombre de points précis aux courbes qui seront affichées et ainsi accélérer leur traitement sous IntuScope. En pratique, 1000 points permettent une étude confortable sans pour autant mobiliser à outrance la mémoire du PC. Des valeurs plus faibles autorisent le chargement d'un nombre de courbes supérieur. Le calcul des FFT's s'en trouve amélioré puisque l'échantillonnage s'effectue sous fréquence fixe et constante. On veillera, dans ce dernier cas, à retenir un nombre d'échantillons correspondant à une puissance binaire (128, 1024 ...). D'autre part, il est possible d'intervenir sur le pas de simulation et forcer IsSpice à travailler avec une incrémentation temporelle adaptée à l'étude. Par défaut, si l'on ne spécifie aucune valeur pour la variable TMAX, IsSpice choisit le pas maximum égal à (TSTOP - TSTART) divisé 50. Le fait de stipuler un intervalle entre échantillons permet d'optimiser le temps de calcul en fonction de la précision réclamée par le dispositif simulé : inutile de choisir un pas de 1 ns si l'on souhaite tester un comportement transitoire d'une dizaine de millisecondes.

L'étude transitoire s'effectue par le biais du mot clé .TRAN suivi de quatre paramètres dont deux sont optionnels

(TSTART et TMAX). Voici quelques exemples illustrant ce que nous venons d'énoncer précédemment :

.TRAN TSTEP TSTOP TSTART TMAX
.TRAN 1NS 1US ; effectue une simulation durant 1µs et stocke les données toutes les 1ns. On obtient 1µs/1ns soit 1000 points par courbe.

.TRAN 1NS 1US 10NS 10NS ; effectue une simulation de 1000 points en stockant une valeur chaque nanoseconde mais ne sauvegarde les résultats qu'après 10ns de calcul. Empêche IsSpice de prendre un pas supérieur à 10ns.

Description du fichier de données

Après ces quelques remarques, il est temps de passer à la constitution d'un fichier écrit par IsSpice. Fort heureuse-

ment, les lignes clé nécessaires à la création d'un fichier utilisateur sont nettement moins nombreuses que celles produites par IsSpice qui elles, collent parfaitement au standard de Berkeley. Le fichier EXEMPLE.CIR que nous avons simulé représente un réseau RC attaqué par une source de signaux carrés :

* Simulation d'un réseau RC attaqué par un carré

V1 1 0 pulse 0 1V 0 100nS 100nS 10uS 20uS

R1 1 2 1K

C1 2 0 10nF

.PRINT TRAN V(1) V(2); sauvegarde les nœuds 1 et 2

.TRAN 4µs 40µs; stocke 1 point toutes les 4µs ; durant 40µs soit 10 points au total

.END

Le résultat de simulation se trouve stocké dans le fichier EXEMPLE.OUT et son contenu se trouve en figure 1, associé aux commentaires descriptifs que nous avons rajoutés.

Créer son fichier utilisateur

La documentation jointe au logiciel IsSpice décrit avec précision la syntaxe et sa position à respecter par l'utilisateur lorsqu'il créera son propre fichier. L'exemple donné en figure 2 inclut tous les éléments indispensables à la compatibilité avec le standard SPICE de Berkeley. En fait, IntuScope fait preuve d'une grande souplesse lorsqu'il charge un fi-

```
* Simulation d'un réseau RC attaqué par un carré
*ALIAS V(1)=VIN
*ALIAS V(2)=VOUT
V1 1 0 PULSE 0 1V 0 100nS 100nS 10uS 20uS
R1 1 2 1K
C1 2 0 10nF
.PRINT TRAN V(1) V(2)
.TRAN 4uS 40uS
.END
.END
```

Netlist du circuit simulé

.END + espace rajouté par IsSpice

Circuit: * Simulation d'un réseau RC attaqué par un carré

***** INITIAL TRANSIENT SOLUTION *****

```
Node Voltage
***
V(1) 0.000000e+000
V(2) 0.000000e+000
***
```

Solution initiale pour t=0

Circuit: * Simulation d'un réseau RC attaqué par un carré
Date: Wed Jan 5 22:25:35 1994

***** Wed Jan 5 22:25:35 1994 ***** IsSpice3 ver. 3f.3p ***** 7/08/93 *****

* Simulation d'un réseau RC attaqué par un carré

***** TRANSIENT ANALYSIS Temperature = 27 Deg C *****

Titre suivi par le bandeau décrivant le type d'analyse

```
TIME V(1) V(2) INDEX
0.000000e+000 0.000000e+000 0.000000e+000 0
4.000000e-006 1.000000e+000 3.258888e-001 1
8.000000e-006 1.000000e+000 5.482262e-001 2
1.200000e-005 0.000000e+000 5.285139e-001 3
1.600000e-005 0.000000e+000 3.541978e-001 4
2.000000e-005 0.000000e+000 2.373603e-001 5
2.400000e-005 1.000000e+000 4.851471e-001 6
2.800000e-005 1.000000e+000 6.549574e-001 7
3.200000e-005 0.000000e+000 5.999858e-001 8
3.600000e-005 0.000000e+000 4.020966e-001 9
4.000000e-005 0.000000e+000 2.694590e-001 10
```

Descripteur des variables

Résultats de la simulation

Total run time: 0.883 seconds.

Memory remaining = 5714 Kbytes
Memory Used = 1235 Kbytes

Informations diverses liées au calculateur

Line Numbers	Text File Contents
1	.PRINT TRAN V(1)
2	.END
3	
4	TEXT TABLE
5	
6	
7	
8	
9	
10	CASE COL1 COL2 COL3 COL4
11	
12	
13	
14	0 -5.81562E1 2.54859E5 -4.78883E1 1.18758E5
15	1 12P 1.239N -3.19687M 1.56675U
16	2 4.91232E0 4.41234E3 -3.24976E2 1.56675E5
N-1	n 4.91232E0 4.41234E3 -3.24976E2 1.56675E5
N	

One blank column

One or more extra carriage returns at the end of the file

Figure 2

```
.PRINT TRAN V(1)
.END

***** TRANSIENT ANALYSIS *****

TIME          V(1)          INDEX
0.000000      0.56290      0
0.000001      0.84030      1
0.000002      0.53490      2
0.000003      0.16130      3
0.000004      0.01460      4
0.000005      0.41190      5
0.000006      0.75730      6
0.000007      0.61880      7
0.000008      0.45570      8
0.000009      0.09280      9
```

Figure 3

chier de données. Après divers essais, dont les conclusions ont été confirmées par Intusoft, nul n'est besoin d'insérer autant de lignes et blancs comme l'indique la figure 2. En fait, il suffit simplement d'indiquer en majuscules, avec un .PRINT placé en début de fichier, le nom des variables disponibles ainsi que le type d'étude auxquelles elles se rapportent : TRAN ou AC par exemple. Juste après, IntuScope s'attend à détecter le mot clé .END. Attention, il faut impérativement placer un blanc (0x20 en hexadécimal) après le D et ensuite insérer un retour chariot. En l'absence de ce caractère, IntuScope affiche le message "There is no data for the selected analysis". Bien que le logiciel puisse accéder aux données, il déroule le fichier en entier afin d'essayer, en vain, de détecter ce .END associé à son espace. Si votre fichier contient plusieurs milliers de points, cette opération peut mobiliser le PC quelques minutes. Après consultation d'Intusoft, il ne s'agit nullement d'une bogue dans le logiciel, mais simplement d'une syntaxe imposée à l'origine par Berkeley et à laquelle IntuScope se conforme. Vous rencontrerez ce même type de désagrément si vous tentez de lire un fichier .OUT généré par PSpice dans le lequel Microsim n'a pas rajouté de blanc après le .END. Comme le dit la documentation d'IntuScope, à la lecture de ce fichier .OUT, vous obtiendrez un message d'erreur similaire à celui énoncé quelques lignes auparavant. Le fait de rajouter avec un éditeur de texte un blanc après le D du .END, juggle cette anomalie. EDIT de DOS (4.0 et au dessus) convient pour cette opération (la taille du fichier est cependant limitée), par contre, malgré son énorme capacité à gérer des lignes, l'EDI de Borland est incapable d'insérer un blanc avant un retour chariot ! Intusoft pense

```
/*
   Programmation du HP34401 pour créer un fichier IntuScope
   IsSpice.c, Christophe BASSO Janvier 1994.
*/

#include <stdio.h>
#include <string.h>
#include <stdlib.h>
#include <conio.h>

#include "hp34401a.h" /* Déclaration des fonctions du HP34401A */
#include "ibicerr.h" /* Prototypes des fonctions de gestion d'erreur */

#define path_file ".\\isspice.out"

void main(void)
{
    int sample=512, /* Nombre d'échantillons */
        retard=0, /* Période d'échantillonnage */
        loop;
    FILE *dat_file; /* Pointeur du fichier de données */
    char tampon[8800]; /* Stockage des lectures du 34401 */
    float valeur,
          time,
          step=0.0007;

    clrscr();

    /* ----- Ouverture du fichier de données ----- */
    if ((dat_file = fopen(path_file,"wt")) == NULL )
        fail ("Cannot open destination file");

    /* ----- Ecriture de l'entête IntuScope ----- */
    fprintf (dat_file,"%s\n",".PRINT TRAN V(1)");
    fprintf (dat_file,"%s\n",".END ");
    fprintf (dat_file,"%s\n",***** TRANSIENT ANALYSIS *****);
    fprintf (dat_file,"%s\t%s\t%s\t%s\t%s\n", "TIME", "V(1)", "INDEX");

    /* ----- Boucle de lecture/stockage de données ----- */
    init_34401(sample,retard); /* Initialise et déclenche le 34401 */
    read_34401(tampon,sample*17); /* Recupere les données stockées */
    for (loop=0; loop < sample; loop++)
    {
        time = step*loop;
        sscanf (&tampon[(loop)*16],"%f",&valeur);
        gotoxy(2,2);
        printf ("HP34401 = % f \n",valeur);
        gotoxy(2,3);
        printf ("Sample n° %d",loop);
        fprintf (dat_file,"%6.4f\t\t\t % 6.4f\t\t\t %d\n",time,valeur,loop);
    }
    end_34401();
    fclose (dat_file);
    printf ("\nProgram terminated\n");
}

/*
   Routines de gestion du multimètre HP34401A
   HP34401A.C, Christophe BASSO 1994
*/

#include <string.h>
#include <stdlib.h>
#include <stdio.h>
#include <dos.h>

#include "hp34401a.h" /* Déclaration des fonctions du HP34401A */
#include "ibicerr.h"
#include "d:\language\gpib-pc\decl.h"

int Ud;

void init_34401 (int sample,int retard)
{
    char *buf1;

    if ((Ud = ibfind("HP34401")) & ERR) show_err("Ibfind 34401A");

    /* ----- Passe le time-out a 10 secondes ----- */
    ibtmo (Ud,10000);
    show_err ("ibtmo");

    /* ----- Envoie la séquence d'initialisation du HP34401A ----- */
    buf1 = "RST";
    ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
    show_err ("ibwrt");

    /* ----- Remet à zéro tous les mots d'état ----- */
    buf1 = "CLS";
    ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
    show_err ("ibwrt");

    /* ----- Configure le HP34401A en volt-mètre DC ----- */
    buf1 = "CONF:VOLT:DC 10V,MAX";
    ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
    show_err ("ibwrt");

    /* ----- Passe en integration 0.02 plc ----- */
    buf1 = "VOLT:DC:NPLC 0.02";
    ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
    show_err ("ibwrt");

    /* ----- Programme un filtre rapide ----- */
    buf1 = "DET:BAND 200";
    ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
    show_err ("ibwrt");

    /* ----- Programme le déclenchement externe ----- */

```

Figure 4 : source complet du programme d'acquisition en turbo C

supprimer cette particularité, non décrite dans le manuel, lors de prochaines versions d'IntuScope.

Une fois les deux lignes décrites insérées l'une à la suite de l'autre, il convient d'indiquer, toujours en lettres capitales, le type d'échelle à mettre en place selon la simulation adoptée : transient ou AC. Voici un exemple de bandeau descriptif : ***** TRANSIENT ANALYSIS ***** ou ***** AC ANALYSIS *****. La simulation AC convient particulièrement aux relevés de réponses en fréquence d'un système puisqu'elle incorpore la notion de phase (Vp). Dans le cas général, on choisira le bandeau TRANSIENT. Attention, comme le manuel ne le stipule pas, le bandeau TEXTE ne fonctionne pas sous IntuScope. D'ailleurs, cette option du menu ne peut-être sélectionnée. Elle disparaîtra dans les futures versions.

Juste derrière, une ligne décrit le nom des variables tels qu'IntuScope les affichera. Elle débute par la principale, la variable de temps TIME. Ensuite, espacées par des blancs ou des tabulations, les noms des grandeurs mesurées : V(1), V(2), I(V2) ... On peut également ajouter des *ALIAS afin qu'IntuScope utilise un nom plutôt qu'une dénomination purement électrique : VOUT, VCC ... Finalement, il ne manque plus que le pas d'incrémentation temporel ainsi que les résultats de mesure placés en colonnes en dessous du nom qui leur correspond ou simplement espacés par des blancs ou une tabulation. La fin du fichier se termine classiquement par un EOF (^Z). IntuScope tolère des syntaxes variées sur la sauvegarde des chiffres : notation scientifique 1.235E-3 ou classique, 0.001235. La figure 3 fournit un court exemple fonctionnel de fichier utilisateur qui reprend les recommandations précédentes. Le lecteur pourra le modifier à loisir afin de tester le comportement d'IntuScope et ainsi, adapter son logiciel d'acquisition en conséquence. Une autre solution peut également consister à modifier un fichier contenant des résultats de mesure stockés en ASCII. Par exemple, une recopie d'écran d'oscilloscope ou d'analyseur de spectre. Le programme à écrire en C consiste alors à insérer l'entête IntuScope décrit ci-dessus complété par le nombre de voies disponibles. On rajoute une variable compteur TIME, incrémentée d'un pas d'une mesure à l'autre afin de se rapprocher du modèle donnée en figure 3. Le chargement dans IntuScope ne pose alors aucun problème.

Développer son programme d'acquisition

Comme énoncé plus haut, de nombreux procédés d'acquisition s'offrent à l'utilisateur pour récupérer des variables dans le but de les traiter. Nous avons, pour notre part, utilisé un voltmètre IEEE de Hewlett-Packard, le HP34401A dont la description détaillée a fait l'objet d'un article dans votre revue (voir bibliographie). Ce dernier supporte le langage SCPI et autorise une fréquence

```

buf1 = "TRIG:SOUR BUS";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Passe en retard de déclenchement manuel ----- */
sprintf(buf1,"TRIG:DEL %d",retard);
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Programme le nombre d'échantillons à SAMPLE ----- */
sprintf(buf1,"SAMP:COUN %d",sample);
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Supprime l'affichage du multimètre ----- */
buf1 = "DISP OFF";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Passe en mode "Wait for Trigger" ----- */
buf1 = "INIT";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

delay (500); /* Initialisation complete */

/* ----- Déclenche la conversion du multimètre ----- */
ibtrg(Ud);
show_err("ibtrg");
}

void read_34401(char * tampon,long int nombre)
{
char *buf1;

/* ----- Demande la sortie de la valeur convertie ----- */
buf1 = "FETC?";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Vide le tampon de sortie du HP34401A ----- */
ibrd (Ud,tampon,nombre);
show_err("Ibrd");
}

void end_34401(void)
{
char *buf1;

/* ----- Emet un beep pour signaler la fin d'acquisition ----- */
buf1 = "SYST:BEEP";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));

show_err("ibwrt");

/* ----- Rétablit l'affichage du multimètre ----- */
buf1 = "DISP ON";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Affiche le mot "Termine" ----- */
buf1 = "DISP:TEXT \"Termine\"";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

delay (2000);

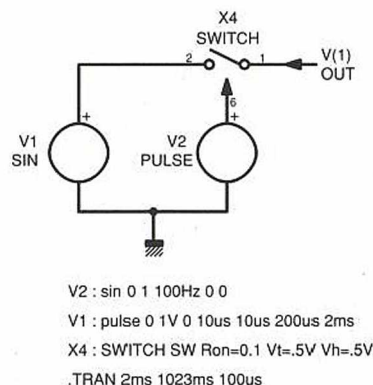
/* ----- Repasse en mode normal ----- */
buf1 = "*RST";
ibwrt (Ud,buf1,strlen(buf1));
show_err("ibwrt");

/* ----- Repasse en mode local ----- */
ibloc (Ud);
show_err("ibloc");
}

```

■ Figure 4 suite

d'échantillonnage maximale proche de la milliseconde (en 4 digits 1/2). Nous avons repris le module développé par l'auteur et publié dans l'article : "La programmation du HP34401A". Il consiste en un ensemble de routines simplifiant l'écriture d'un logiciel d'acquisition de données. Le programme principal effectue alors des appels à ces routines afin de récupérer les valeurs de tension converties par le voltmètre, et les enregistrer au format IntuScope. Le source complet écrit en Turbo C apparaît en figure 4. Le fichier d'erreur IBERROR.C correspond à l'ancien source publié dans les articles donnés en bibliographie ; il ne sera pas reproduit ici. Les



■ Figure 5a : modèle d'échantillonneur.

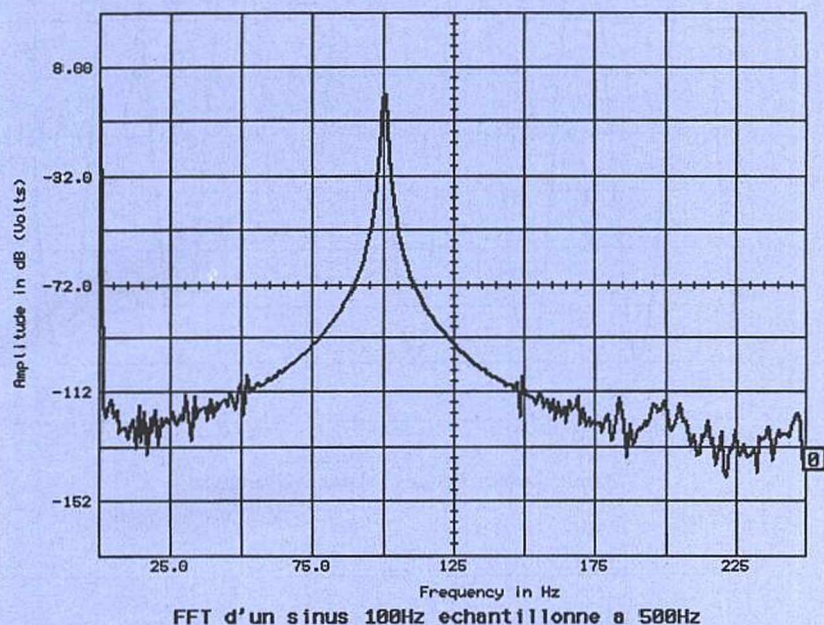


Figure 5b

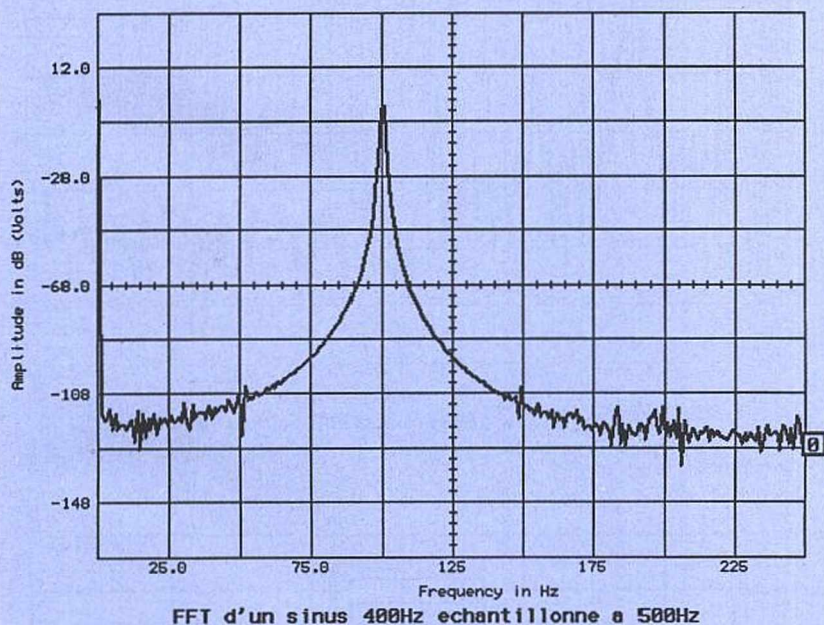


Figure 5c

lignes qui intéressent plus particulièrement le lecteur se trouvent commentées. Elles concernent essentiellement l'ouverture du fichier et l'insertion de l'entête IntuScope. On remarquera le caractère blanc rajouté lors de l'écriture du .END dans le fichier. Peu de remarques ensuite, exceptée la sauvegarde du fichier avec une extension .OUT sans laquelle IntuScope ne pourrait sélectionner son nom à l'ouverture.

Attention à la variable TIME qui sera enregistrée. En effet, selon les mesures que vous souhaitez réaliser, elle devra non seulement décrire avec précision le pas séparant deux prises d'échantillon, mais également être constante sur toute la

durée de la mesure (temps réel). Pour cela, trois méthodes existent : la première consiste à récupérer l'horloge du PC à chaque échantillon par la fonction Turbo C `gettime`. Il s'agit ensuite de soustraire le temps de l'échantillon $n+1$ de celui arrivé précédemment (échantillon n). Cette opération renouvelée à chaque valeur conduira au pas d'incrément temporel recherché. Malheureusement, la tolérance et surtout le manque de résolution de l'horloge du PC conduirait à des acquisitions peu précises dans le temps. En fait, certaines mesures, comme des dérives continues étalées sur plusieurs heures, se soucient peu d'une faible résolution. En conséquence, il suf-

fira de rajouter un délai de 1s (`delay` (1000) ou `sleep` (1)) ou plus avant chaque échantillon et d'augmenter d'autant la variable TIME.

L'autre méthode se rapproche nettement plus du vrai temps réel. Elle utilise la fonction `TRIGGER EXTERNE` du voltmètre HP34401A. Ainsi, il suffira d'injecter un signal TTL de fréquence connue et fixe afin de déclencher périodiquement l'instrument de mesure. Si la fréquence d'échantillonnage pilotant le HP34401A vaut précisément 50Hz, alors le pas séparant chaque échantillon sera de 20ms, valeur dont on incrémentera la variable TIME. Le travail en SRQ devient alors obligatoire. Malheureusement, le transfert de données via l'IEEE prend un temps non négligeable (attente du SRQ, envoi du serial polling ...) et réduit considérablement la vitesse d'exécution. De plus, il est relativement difficile d'évaluer avec précision le temps qui s'écoule entre l'arrivée du signal de déclenchement et son acquisition réelle par le PC via le contrôleur IEEE. Cependant, pour des fréquences de répétition lente, on pourra heureusement négliger cette inconnue et la considérer comme un jitter intervenant lors de la prise d'échantillon. L'exemple de la figure 4 utilise plutôt la mémoire interne du HP34401A. Dans l'exemple proposé, le voltmètre se charge tout seul de la prise des données et le PC récupère ensuite le contenu de sa mémoire par le biais de l'IEEE. Plus de difficultés liées au temps d'échantillonnage incertain, puisque celui du 34401 peut-être ajusté. Le fichier de configuration 34401.C décrit l'ensemble des instructions à envoyer au multimètre pour obtenir une fréquence de répétition la plus élevée possible. Nous sommes arrivés à environ 700µs, valeur dont TIME se trouve incrémenté. Pour forcer le multimètre à travailler aussi rapidement, il faut supprimer le retard après l'arrivée du top de synchro, baisser la résolution à 4 digits 1/2, utiliser le filtre rapide et enfin, éteindre l'afficheur. Le rafraîchissement de ce dernier perturbe considérablement la prise d'échantillon en ajoutant un important jitter.

Le source `IsSpice.C` se limite au stockage maximal prévu par le HP, soit 512 échantillons. Cette valeur convient parfaitement à notre programme de démonstration. En effet, gardons à l'esprit que l'algorithme de FFT mis en œuvre dans IntuScope (SANDE-TOOKEY) travaille en puissance binaire. Il est donc préférable de produire des fichiers contenant un nombre de points respectant cette condition (128, 256 ...). En fait, si l'on ne tient pas compte de cette remarque, le logiciel comble les vides par des points calculés par interpolation. On peut également remplir les espaces vides avec des zéros. Il s'agit d'une autre méthode également disponible sous IntuScope. L'exemple de programmation nous a permis de stocker une sinusoïde de 100Hz, échantillonnée à 1,4kHz (figure 6a).

Il est évident que le 34401A ne représente pas la panacée en matière d'acquisition de données. Cependant, il représente une solution intéressante pour des périodes d'échantillonnage peu élevées. La série de courbes décrites plus bas en témoigne parfaitement.

Les lecteurs intéressés par la mise en oeuvre des équipements IEEE, se rapporteront à la série d'articles publiés par l'auteur sur le sujet et qui apparaissent en bibliographie.

LE REPLIEMENT DE SPECTRE

Gardons à l'esprit les problèmes liés au repliement de spectre (aliasing en anglais) et qui rendent les résultats de mesure erronés. Rappelons que l'échantillonnage d'un signal de fréquence f_1 par un autre signal de fréquence f_2 , engendre une multitude de raies comprenant le fondamental f_1 ainsi que les fréquences somme f_1+f_2 et différence f_2-f_1 .

Pour illustrer ce propos, le schéma de la figure 5a représente un échantillonneur fonctionnant à 500 Hz auquel on applique un sinus de 100 Hz.

Le contenu spectral du signal de sortie simulé par IsSpice, se trouve en figure 5b. Le pas de stockage d'IsSpice valant 2 ms, la bande d'analyse s'arrête à 250 Hz et ne peut, par conséquent, révéler la présence des composantes somme et différence situées respectivement à 400 et 600 Hz, 900 et 1 100 Hz, etc. dont les amplitudes décroissent en $\sin x/x$. A présent, appliquons un sinus à 400 Hz. Que se passe-t-il ? Le graphique de la figure 5c est éloquent. Il n'est plus possible de reconstituer le signal original à 400 Hz mais, par contre, une raie a fait son apparition à 100 Hz. Il s'agit de la fréquence différence f_2-f_1 qui pénètre à l'intérieur de notre bande d'analyse. Physiquement, cette fréquence n'appartient pas au signal d'entrée mais elle se trouve bien présente dans notre fichier d'acquisition. Ce problème se retrouve sur les oscilloscopes numériques et engendre souvent des erreurs de mesure. En effet, la base de temps ajuste la fréquence de l'échantillonneur interne et, si la fréquence du signal étudié varie avec cette dernière, on se trouve en présence d'un repliement de spectre. La théorie développée autour du théorème de Shannon, indique que la fréquence d'échantillonnage doit toujours être supérieure au double de la fréquence maximale présente sur l'entrée.

En pratique, un filtre à pente raide (filtre anti-repliement, anti-aliasing filter) sera placé en entrée du système de mesure afin de bloquer toutes les fréquences susceptibles de générer du repliement de spectre. Nous illustrerons plus bas ce phénomène d'aliasing.

Avec le montage de la figure 5a, on peut s'amuser à baisser le pas de stockage d'IsSpice (à 0,5 ms par exemple) et découvrir les effets de l'interpolation mis en oeuvre par le logiciel. Physiquement, le switch X4 découpe le signal d'entrée et délivre un point toutes les 2 ms. Si le pas de stockage d'IsSpice tombe à 500 μ s, il faut artificiellement recréer les points absents entre deux échantillons réels. Cette méthode se nomme le sur-échantillonnage (over-sampling) et trouve de nombreuses applications, notamment dans les compact-discs.

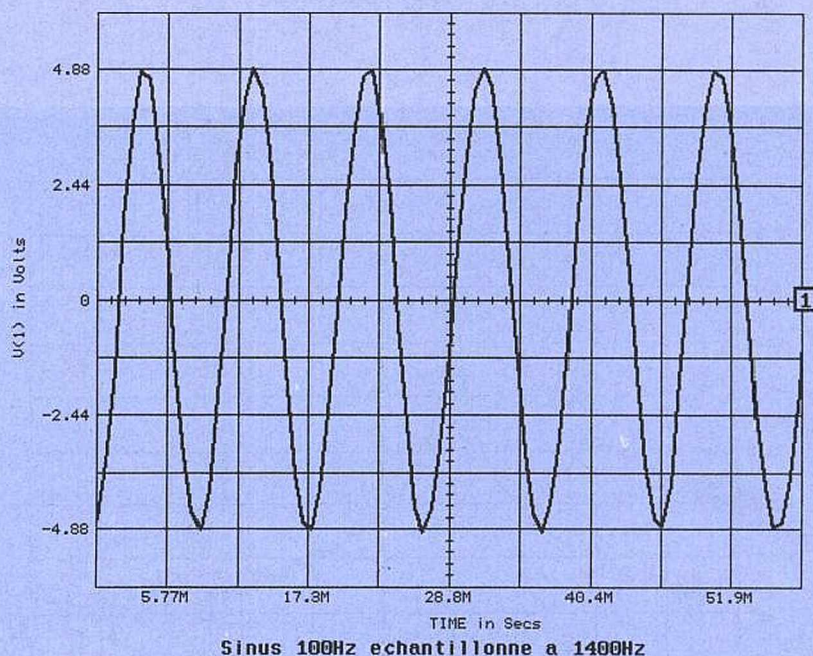


Figure 6a

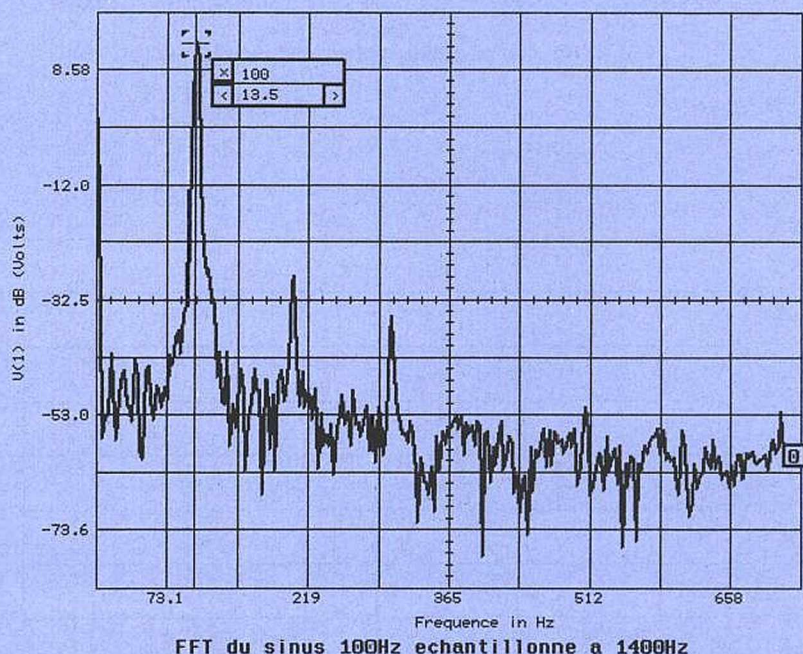


Figure 6b

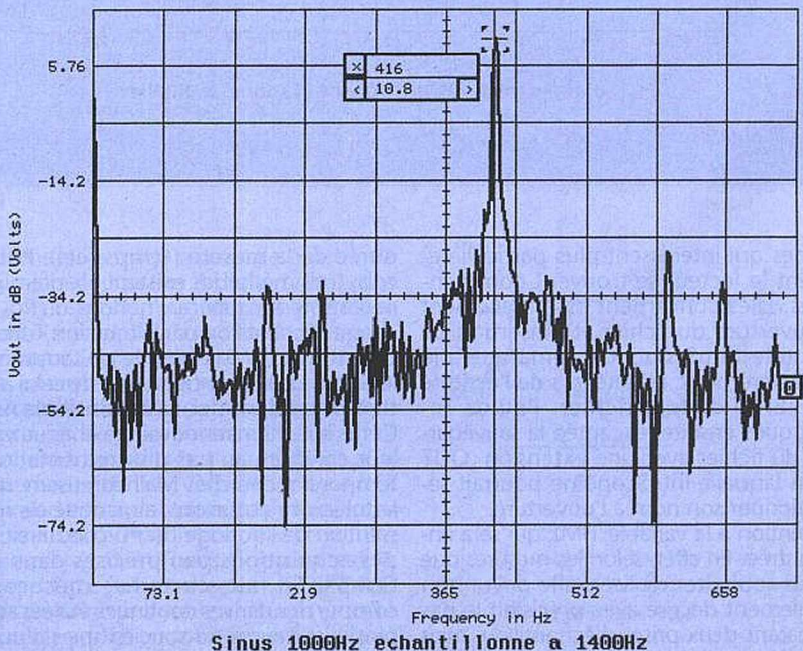


Figure 7


```

/*
Programme destiné à produire une source de bruit blanc
Christophe BASSO, Janvier 1993
*/

#include <stdlib.h>
#include <stdio.h>
#include <time.h>

#define STEP 1E-6 /* Pas d'échantillonnage */
#define SAMPLE 1024 /* Nombre d'échantillons */
#define path_file ".\\noi_1024.out"

void main(void)
{
    int loop;
    FILE *dat_file;
    float valeur;
    temps;

    randomize(); /* Initialise le générateur aléatoire */

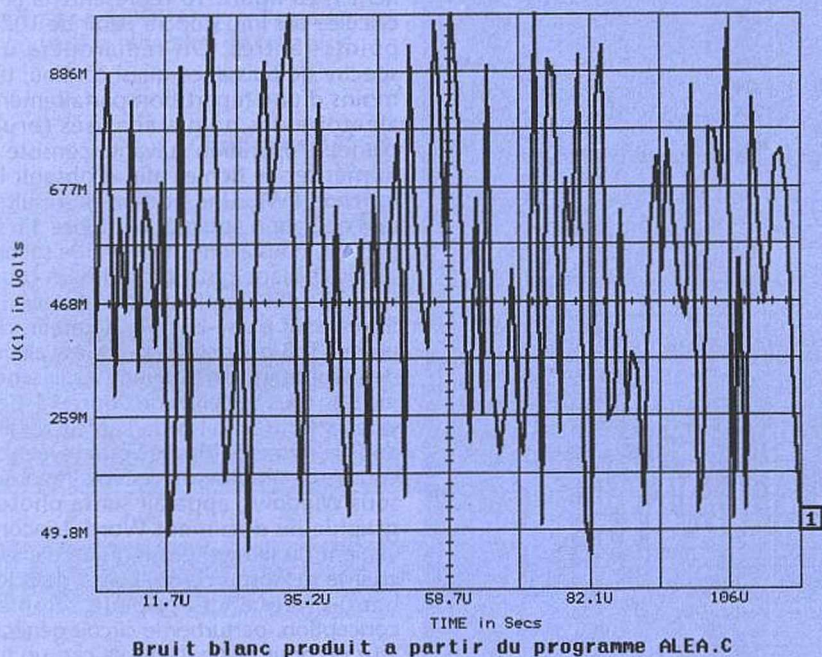
    /* ----- Ouverture du fichier de données ----- */
    if ((dat_file = fopen(path_file, "wt")) == NULL) exit (-1);

    /* ----- Ecriture de l'entête IntuScope ----- */
    fprintf (dat_file, "%s\n", ".PRINT TRAN V(1)");
    fprintf (dat_file, "%s\n", ".END ");
    fprintf (dat_file, "%s\n", "***** TRANSIENT ANALYSIS *****");
    fprintf (dat_file, "%s\t%s\t%s\t%s\n", "TIME", "V(1)", "INDEX");

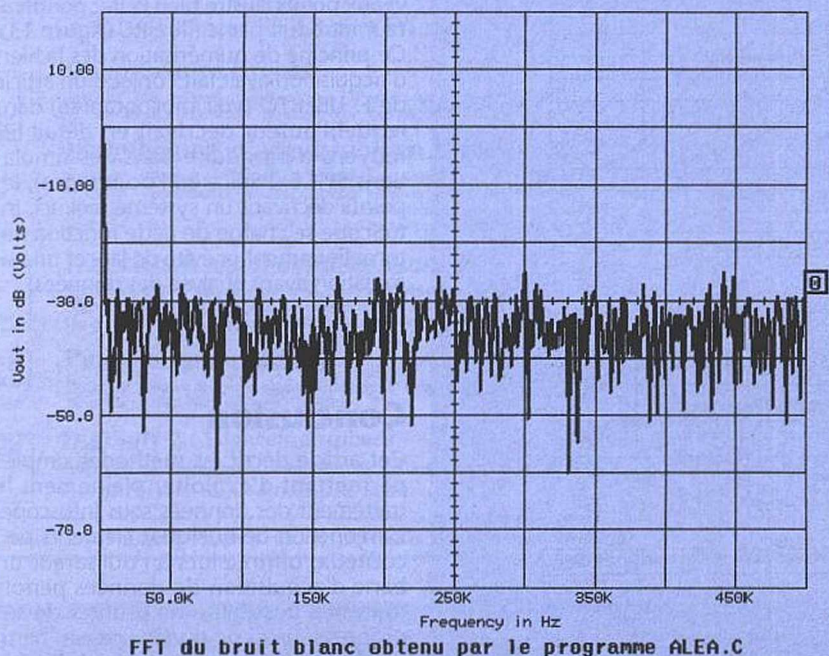
    /* ----- Boucle de stockage de données ----- */
    for (loop=0; loop < SAMPLE; loop++)
    {
        temps=loop*STEP;
        valeur = (float) random(10000) / 10000 ; /* Amplitude 1V */
        fprintf (dat_file, "%8.6f\t\t % 7.5f\t\t %d\n", temps, valeur, loop);
    }
    printf ("\nProgram terminated\n");
}

```

■ Figure 8 : programme ALEA.C



■ Figure 9



■ Figure 10

UTILISER INTUSCOPE

Le chargement du fichier de points peut se dérouler selon deux manières : sur la ligne de commande DOS, taper " scope exemple.out " suivi d'un retour chariot. Le logiciel se lance et donne ensuite la main à l'utilisateur pour travailler sur ses données. L'autre méthode revient à lancer IntuScope, puis, dans le menu " Waveforms ", ouvrir l'option " Select source data ... ". Choisir alors le fichier .OUT correspondant pour pouvoir ensuite débiter l'analyse. Par défaut, le type de fichier doit contenir une simulation TRANSIENT. Si ce n'est pas le cas, on sélectionnera le type de simulation approprié dans l'option " selected analysis ". La numérisation des courbes s'effectue simplement par la fonction "PWL". Avant de lancer cette fonction, on prendra soin de placer 0 dans l'accumulateur afin de prendre en compte la totalité des points saisis. Le résultat de l'opération se trouve dans le fichier TMP.TMP placé dans le répertoire courant. Un simple "copier-coller" (avec l'éditeur Is_Edit livré avec IsSpice par exemple) permettra une sauvegarde dans une librairie personnelle. Attention, il semble que 1024 points représente la limite du traitement d'IntuScope.

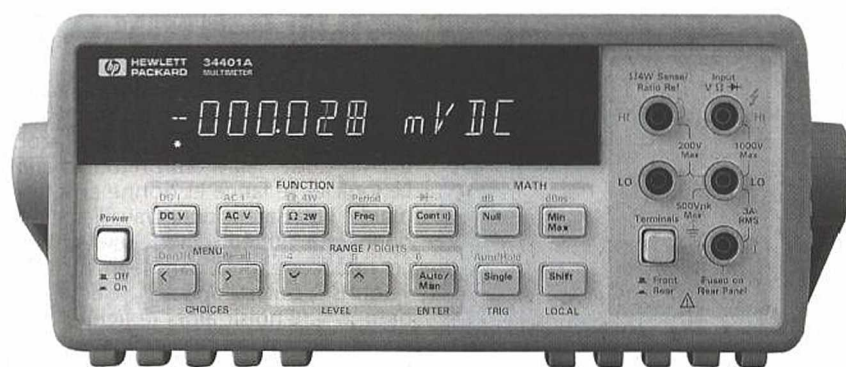
La figure 6a reproduit la sinusoïde 100Hz acquise à l'aide du programme de la figure 4, sa FFT se trouve en figure 6b. La présence d'harmoniques confirme la médiocrité du signal délivré par le générateur. La figure 7 montre la FFT de ce signal dont la fréquence passe à 1000Hz, mais sous-échantillonné à 1400Hz. On remarque clairement la présence d'une raie située à 400Hz, témoins du repliement de spectre engendré par une fréquence d'échantillonnage trop faible.

Nous aurions pu étendre l'article sur l'utilisation des FFT's avec les diverses fenêtres d'apodisation, genre Hanning ou cosinus. Un article plus complet traitant de l'apodisation et des ses effets sur les FFT's devrait paraître prochainement.

Comme nous l'exposons plus haut, IntuScope peut sauvegarder des graphiques aux formats divers : TIF, EPS, PIC, DMPL ... Cette option autorise l'import de ces images sous un traitement de texte capable de les insérer. Par exemple, Word pour windows supporte les formats TIF (Tagged Image Format) ou encore EPS (Encapsulated Postscript). Nous avons expérimenté avec succès le format TIF comme l'illustre la photographie du document ainsi réalisé.

Créer sa propre source

Grâce au fichier utilisateur, il est tout à fait possible de créer sa propre source de signal et ensuite, la numériser sous IntuScope. Le logiciel reprend en fait chaque point de l'acquisition et remplit les paramètres temps et amplitude de la fonction SPICE PWL. Par exemple, un échelon d'un volt démarrant à 10µs affecté d'un temps de montée de 100ns, s'écrira de la façon suivante : PWL (0S 0V 9.9µS 0V 10µS 1V). Le nombre de paramètres est quasi-illimité, les retours à

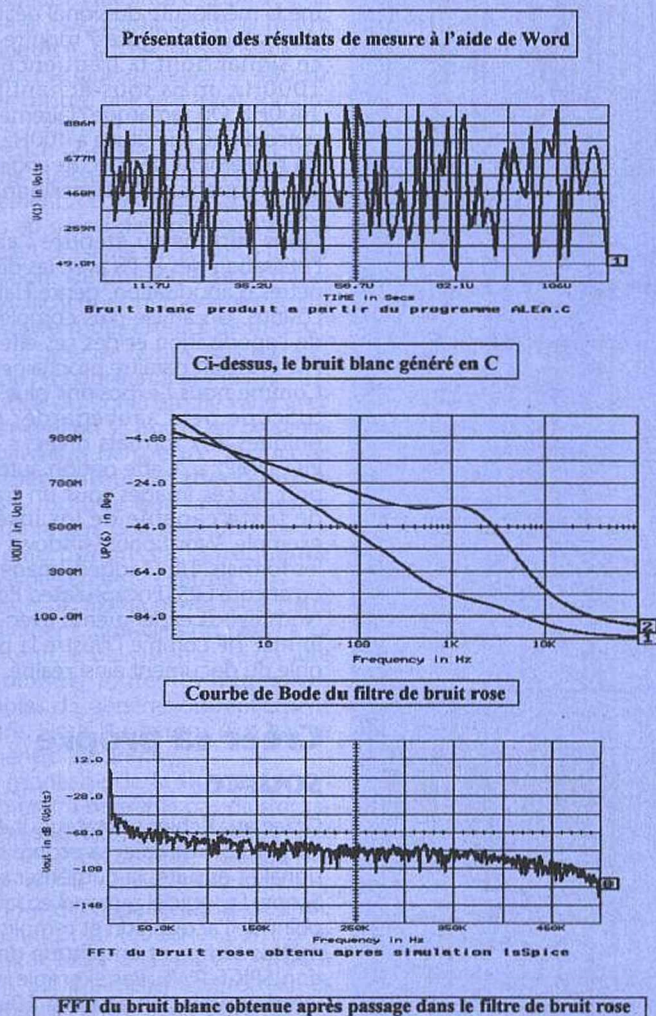


■ Le multimètre HP 34401

Piecewise Linear Data of

V(1)	PWL	0,	413M,	1.00U,	724M,
+ 2.00U,	886M,	3.00U,	299M,	4.00U,	621M,
+ 5.00U,	450M,	6.00U,	834M,	7.00U,	343M,
+ 8.00U,	657M,	9.00U,	599M,	10.00U,	386M,
+ 11.0U,	686M,	12.0U,	43.3M,	13.0U,	157M,
+ 14.0U,	895M,	15.0U,	121M,	16.0U,	462M,
+ 17.0U,	625M,	18.0U,	813M,	19.0U,	989M,
+ 20.0U,	673M,	21.0U,	141M,	22.0U,	215M,
+ 23.0U,	358M,	24.0U,	488M,	25.0U,	15.8M,
+ 26.0U,	377M,	27.0U,	787M,	28.0U,	905M,
+ 29.0U,	656M,	30.0U,	737M,	31.0U,	898M,

■ Figure 11 : la fonction PWL obtenue à partir du générateur de bruit blanc.



■ Document Word format TIF

ligne s'effectuant via le signe +. Il suffit ensuite d'introduire le résultat de la numérisation dans une librairie personnelle, et inclure les sources ainsi sauvegardées dans des simulations. On peut, par exemple, effectuer l'acquisition d'une source réelle, telle notre sinus précédent. D'autre part, l'utilisateur peut, à l'aide de quelques lignes de C, produire lui-même des résultats d'opération mathématiques sous format IntuScope et, en utilisant la fonction de numérisation, exploiter sa nouvelle source dans une simulation ultérieure. Pour illustrer nos propos, le programme de la **figure 8** produit une série de nombres aléatoires caractéristiques d'un bruit blanc. Les diverses constantes vous permettront d'ajuster le nombre de points générés, le pas d'échantillonnage et enfin, l'amplitude de la source de bruit. Un extrait du fichier résultat se trouve en **figure 3**. La **figure 9**, quant à elle, reproduit l'écran d'IntuScope affichant le contenu de ce fichier. La **figure 10** représente la FFT calculée par IntuScope à partir de 1024 points rentrés. On remarquera un spectre de puissance quasi continu, témoins d'une répartition parfaitement aléatoire des points analysés (bruit blanc). L'opération suivante consiste à numériser ce fichier afin d'obtenir la fonction PWL. Une portion du résultat de l'opération apparaît en **figure 11**. A présent, nous allons utiliser notre source de bruit blanc pour produire un bruit rose. Il suffit simplement d'ajouter un filtre passif passe-bas pondérateur, de pente -3dB par octave, dont les valeurs de composants se trouvent sur le schéma saisi sous SpiceNet en **figure 12**. Ces valeurs sont extraites de l'article publié dans le numéro 406 de votre revue. La courbe de réponse de ce filtre importée sous Windows, apparaît sur la **photographie du document Word**. L'inconvénient du filtrage passif réside dans la charge de la source qui baisse dans les hautes fréquences et peut, selon sa conception, perturber le circuit générateur de bruit blanc. Dans ce cas, un filtrage actif résout élégamment le problème (voir Radio-Plans n°459). Après simulation, la FFT lancée sur les nouveaux points illustre bien l'effet pondérateur introduit par le filtre RC (**figure 13**). Ce principe de numérisation des fichiers d'acquisition avait fait l'objet d'un article de F. UBERTO (voir bibliographie) dans lequel l'auteur décrivait en détail les moyens d'introduire dans des simulations SPICE (Pspice en l'occurrence), les points décrivant un système réel. Ici, IntuScope se charge de cette fonction automatiquement et évite de lancer une simulation avant analyse des données.

Conclusion

Cet article décrit les méthodes simples permettant d'exploiter pleinement le traitement des données sous IntuScope. L'adjonction de quelques éléments peu coûteux, offrira alors à l'utilisateur un banc d'acquisition de données performant. La possibilité de profiter de ses propres sources de signaux créés à partir d'un environnement matériel donné,

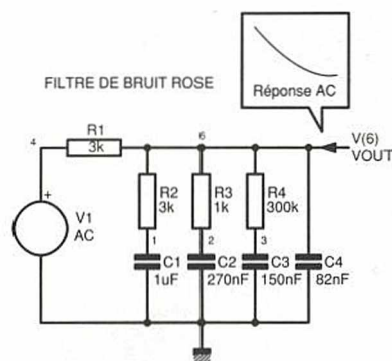
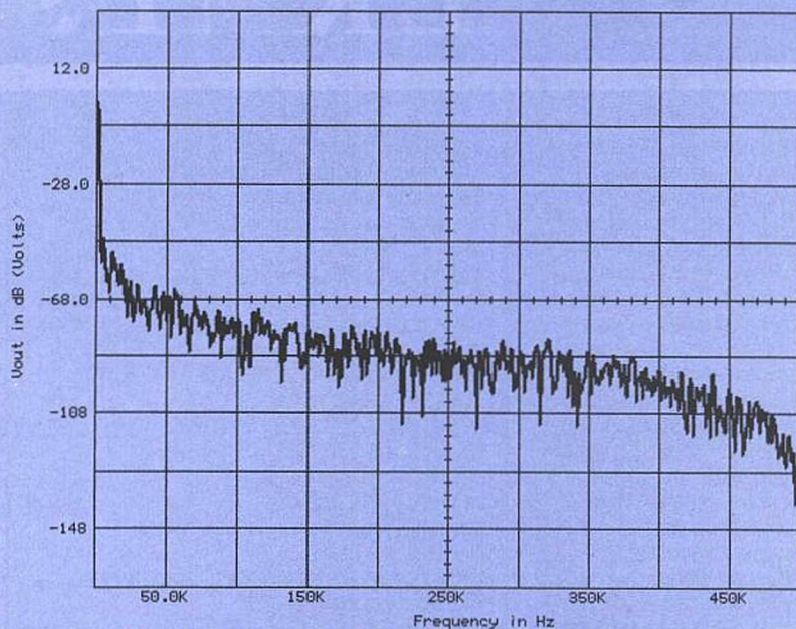


Figure 12

conduira l'utilisateur à simuler des comportements proches de la réalité. De plus, l'enrichissement apporté par l'importation de courbes dans les rapports d'analyse contribuera à valoriser davantage le produit présenté. L'auteur tient à remercier F. UBERTO pour l'aide qu'il a apportée à la rédaction de cet article.

Christophe BASSO



FFT du bruit rose obtenu après simulation IsSpice

Figure 13

Bibliographie

Sur IsSpice et la simulation de données réelles :

Simuler des données réelles avec PSpice, F. UBERTO, Electronique Radio-Plans n°534

Le simulateur SPICE d'Intusoft, C. DUCROS, Electronique Radio-Plans n°543

Sur l'utilisation du bus IEEE-488 :

La programmation du HP34401A, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°536

Le voltmètre HP34401A, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°535

Introduction au langage SCPI, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°537

La programmation des cartes IEEE pour PC, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°536

Introduction au bus IEEE-488, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°534

La norme IEEE-488.2, C. BASSO, Electronique Radio-Plans n°537

Digimétrie Instrumentation Informatique et Communication pour l'Industrie et le Laboratoire

LOGICIEL pour PC-DOS et Windows

Bibliothèques Réseau

- DigiTools - FIP : Configurateur de réseau FIP pour notre carte FIP
- DigiTools - J-Bus : Gestion de notre carte série sous protocole J-Bus

Bibliothèques d'acquisition en C ou Pascal

- DigiTools - Visual C++ : Outils graphiques pour nos cartes d'Entrée / Sortie
- DigiTools - Visual Basic : Outils graphiques pour nos cartes d'Entrée / Sortie
- DigiTools - DSP : Routines d'E/S et traitement du signal pour nos cartes DSP
- DigiTools - I/O : Routines d'E/S pour nos cartes d'Entrée / Sortie

Logiciels d'acquisition de données

- DigiView - DSP : Filtrage et analyse spectrale pour nos cartes DSP
- DigiView - I/O : Acquisition de données pour nos cartes d'Entrée / Sortie
- DigiView - Icône : Générateur d'applications guidé par icônes

Paquets applicatifs

- Vocalix : Matériel et logiciel pour traitement vocal complet
- Neuronix : Expert Neuronal pour l'industrie

DigiSoft 2 (Logiciels distribués)

- Outils de développement, scientifiques ... sous Windows, DOS, UNIX ...
- Plus de 100 références => Demandez la liste

MATERIEL pour PC-XT-AT et compatibles

Réseaux industriels

- AT-FullFIP : Interface pour réseau FIP
- PC-ACOM 485 : Interface pour liaison série 485

Traitement du signal (basé sur le DSP 56001 de Motorola)

- PC-DSP 56K - AD : Digital Signal Processing + AD / DA 14 bits
- PC-DSP 56K - ADC16 : DSP + 2 AD 16 bits, 44K échantillons / sec.
- PC-DSP 56K - ST : DSP + 2 AD/2 DA 16bits. I->100KS/s+ MIDI

Acquisition de données

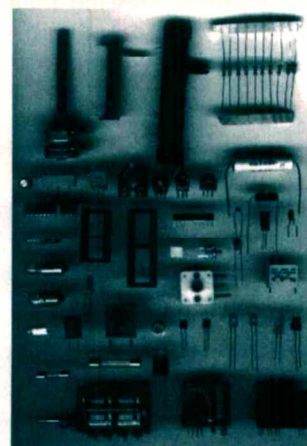
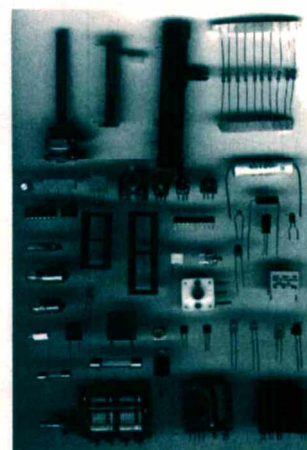
- AT-LAB : ADC 16voies, Gains, DMA, IRQ programmables, 2 voies DA, E/S TTL, Timer => AT-LAB 16B (ADC 16 bits 100Kc/s), => AT-LAB 12B (ADC 12 bits 800Kc/s)
- PC-ADC 12B 8V/D : ADC 12Bits 8Voies+2 voies DA + E/S TTL + Timer
- PC-ADC 12B 16V 4G : ADC 12Bits 16Voies 4Gains programmables + E/S TTL + Timer
- EX-MUX 32V : Extension 32 à 256 voies pour carte AD
- PC-DAC 12B 4V : Convertisseur DA 12Bits 4Voies + E/S TTL + Timer
- PC-VIGIL : Bootstrap + chien de garde + contrôle alimentation + 4 TOR + 4 opto
- PC-COMPT : 3 décompteurs 24 bits + 2 timers 8254 + Zone de wrapping
- PC-ROPTO : 16 relais, 32 optocoupleurs + 24 E/S TTL + Timer
- PC-OCTOTIM : 8 Timers + Zone de wrapping
- PC-IOT : 96 E/S TTL bufferisées + Timer + Zone de wrapping
- PC-PIT : 48 E/S TTL + Timer + Zone de wrapping

Automate programmable compatible 8086 et DOS 5.0

- µ PC : Station déportée d'acquisition / contrôle, UC Europe + bus PC-104 + ROM disque
- Carte PC-104 : ADC 12 bits 16 Voies + E/S TTL + Timer

ERMES

NOMBRE	FAMILLE	CONTENU	PRIX TTC
25	AMPOULES	E10, BA9S, LUCIOLE, ETC ... DE 3 A 24 V	30,00F
50	CIRCUITS INTEGRÉS 4000	DIVERSES REFERENCES DANS LA SERIE COURANTE	50,00F
50	CIRCUITS INTEGRÉS 74 LS	DIVERSES REFERENCES DANS LA SERIE COURANTE	50,00F
25	CIRCUITS INTEGRÉS LINEAIRES	NE 555, LM741, LM324, LM339, ETC	50,00F
10	COMMUTATEURS DIP-SWITCH	DE 2 A 10 CONTACTS	30,00F
30	CONDENSATEURS AJUSTABLES	VALEURS DIVERSES CERAMIQUES ET PLASTIQUES	30,00F
100	CONDENSATEURS CERAMIQUES	PAS DE 2,54 ET 5,08 VALEURS DIVERSES DE 1PF A 10NF	30,00F
100	CONDENSATEURS CHIMIQUES	AXIAL RADIAL, 10 A 63 V DE 1 µF A 4700 µF	45,00F
50	CONDENSATEURS LCC PAS 5,08	VALEURS DIVERSES DE 1 NF A 1 µF	30,00F
50	CONDENS TANTALES GOUTTE	DE 6,3V A 35 V VALEURS DIVERSES DE 0,1µF A 33 µF	30,00F
5	CONDENSATEURS VARIABLES	VALEURS DIVERSES	30,00F
100	CONDO MULTICOUCHE AXIAL	VALEUR 100NF	30,00F
100	CONDO MULTICOUCHE RADIAL	VALEUR 100 NF	30,00F
50	CONDO PLASTIQUE AXIAL	DE 63 V A 400 V DE 1 NF A 1 µF	30,00F
100	CONDO PLASTIQUE RADIAL	DE 63 V A 400 V DE 1 NF A 1 µF	30,00F
100	DIODES LED DIVERSES	RECTANG, TRIANGULAIRES, RONDES, PLATES.	40,00F
100	DIODES LED ROUGES	DIAMETRE 3MM	40,00F
50	FUSIBLES VERRES	TAILLE T20 T32 VALEURS DIVERSES, LENTS, RAPIDES	30,00F
20	POTENTIOMETRES AJUST 10 T	VALEURS DIVERSES	30,00F
10	POTENTIOMETRES AJUST 15/20 T	VALEURS DIVERSES	30,00F
50	POTENTIOMETRES AJUST CARBONE	MINIATURES, VALEURS DIVERSES DE 10 Ω A 1 MΩ	30,00F
50	POTENTIOMETRES AJUST CERMET	MINIATURES, VALEURS DIVERSES DE 10 Ω A 1 MΩ	40,00F
10	POTENTIOMETRES RECTILIGNES	POT LIN, LOG, SIMPLE, DOUBLE, TAILLES DIVERSES	30,00F
20	POTENTIOMETRES ROTATIFS	POT LIN, LOG, SIMPLE, DOUBLE, AXES DIAMETRES DIVERS	30,00F
25	QUARTZ	FREQUENCES DIVERSES BOITIERS HC 6 HC 18	30,00F
20	REGULATEURS DE TENSION	BOITIERS : TO3, TO5, TO92, TO220, DIVERSES TENSIONS	30,00F
10	RELAIS	DIVERS DE 5 A 48 V	30,00F
50	RESEAUX DE RESISTANCES	BOITIER SIL ET DIL VALEURS ET BROCHAGES DIVERS	30,00F
200	RESISTANCES 1 % PAR 200	1/4 W 1/2 W VALEURS DIVERSES DE 1 Ω A 100 K	30,00F
1000	RESISTANCES 5 % PAR 1000	1/8 W 1/4 W VALEURS DIVERSES DE 1 Ω A 1 MΩ	50,00F
25	SELFS	AXIALES ET RADIALES VALEURS DIVERSES DE 1 µH A 10 MH	30,00F
100	SUPPORTS CILYRES	DE 6 BROCHES A 40 BROCHES	30,00F
100	TRANSISTORS BC	BOITIERS PLASTIQUES TO92 BC 237, 557, 558, ETC	30,00F
50	TRANSISTORS BF	BOITIERS PLASTIQUES TO92 BF 424, BF 433 ETC ...	30,00F



QUE D'AFFAIRES !!! AVEC NOS POCHETTES DE COMPOSANTS DISPONIBLES DANS VOTRE DÉPARTEMENT

DÉP.	NOM	ADRESSE	VILLE	TÉL.	DÉP.	NOM	ADRESSE	VILLE	TÉL.
12	EDS ELECTRONIQUE	30 rue Bételle	RODEZ	65 68 38 29	59	ELECTRONIQUE DIFFUSION	15 rue de Rome	ROUBAIX	20 70 23 42
13	COM ELECTRONIQUE	85 rue Landler	MARSEILLE	91 78 34 94	59	ELECTRONIQUE DIFFUSION	16 rue de la Croix d'Or	DOUAI	27 87 70 71
13	DIE BANK ELECTRONIQUE	25 boulevard Carnot	GARDANNE	42 58 38 65	59	ELECTRONIQUE DIFFUSION	19 rue du docteur Lemaire	DUNKERQUE	28 66 60 90
13	SERVICE ELECTRONIQUE	5 rue Simian Jaffrey	MIRAMAS	90 50 01 52	59	ELECTRONIQUE DIFFUSION	234 rue des Postes	LILLE	20 30 97 96
19	CORREZE ELECTRONIQUE	7 rue du Docteur Valette	TULLE	55 26 50 44	59	ELECTRONIQUE DIFFUSION	39 Av de St Amand	VALENCIENNES	27 30 97 71
20	TECHNI-SOUND	24 rue Dell Pelegrino	AJACCIO	95 23 33 46	62	MAD ELECTRONIQUE	41 rue Henri Cadot	BRUAY LA BUISSIÈRE	21 62 00 59
21	DJON COMPOSANTS	48 rue du Fairbourg Raines	DIJON	00 45 06 04	62	VF ELECTRONIC	100 rue Victor Hugo	CALAIS	21 30 11 31
24	ETS POMMAREL	14 Place Doublet	BERGERAC	53 57 02 65	62	ELECTRONIQUE DIFFUSION	8 rue Sainte-Claire	ARRAS	21 71 18 81
25	MICROPROCESSOR	29 Bld JF Kennedy	BESANCON	81 80 72 13	63	ATOLL	37 rue des Jacobins	CLERMONT FERRAND	73 91 86 92
26	CHEYNIS ELECTRONIQUE	4 les résidences du Parc	MONTELMAR	75 01 39 03	63	ELECTRON SHOP	20 Avenue de la République	CLERMONT FERRAND	73 91 12 89
27	VARLET ELECTRONIQUE	35 rue du marechal Joffre	EVREUX	32 31 23 36	67	CB CENTER	12 Grande Rue	HAGNEAU	88 93 20 08
30	COMPO ELECTRONIQUE	136 route d'Avignon	NIMES	66 26 00 08	69	ESPACE AUTO	122 bis Av. Jules Guesde	VENISSIEUX	78 00 26 46
31	SYSELCO	1 Allée Charles de Fitte	TOULOUSE	61 42 80 20	72	DIFFELEC	112 bis rue Voltaire	LE MANS	43 24 36 70
34	ELECTRONIQUE DIFFUSION	155 boulevard L. Blanc	LUNEL	67 83 26 90	73	AUDIO ELECTRONIQUE	108 rue d'Italie	CHAMBERY	70 05 06 00
34	JL ELECTRONIQUE	7 rue de l'Amiral Courbet	BEZIERS	67 35 26 47	76	RADIO COMPTOIR	61 rue Ganterie	ROUEN	35 71 41 73
36	FLOTEC	44 rue Grande	CHATEAUROUX	54 27 69 18	80	COMPO DIF	14 rue Jean Calvin	AMIENS	22 91 11 49
37	RADIO SON	5 place des Halles	TOURS	47 38 23 23	83	AZUR ELECTRONIQUE	280 bd Maréchal Joffre	TOULON	94 03 67 60
38	ELECTRON BAYARD	11 bis rue Cornelle Jemond	GRENOBLE	76 54 23 58	97	ELECTRONIQUE SERVICE	3 route de la Folie	FORT DE FRANCE	71 52 71
38	C.I.C. ELECTRONIQUE	34 Bd. du Maréchal Foch	GRENOBLE	76 46 96 64	97	ELECTRONIC'SHOP	4 rue M. et A Leblond	TAMPON	27 94 90
42	RADIO SIM	18 place Jacquart	SAINT ETIENNE	77 32 74 62	BEL	ELECTRONICS (BELGIQUE)	56 AV Paul Pastur	MONT	
45	TANDELEC	48 rue Jean Jaures	MONTARGIS	38 85 74 14	BEL	AZ TRONIC (BELGIQUE)	14 rue A Dem Reep	SUR MARCHIENNE	19 32 71362413
50	DJF COMPOSANT	5 rue Camille	CAMBRAI	27 78 23 22				MOUSCRON	19 32 56841760

**CEN 472 RUE DU BLANC SEAU 59200 TOURCOING FAX 20 36 94 01
IMPORT EXPORT VENTE EXCLUSIVE AUX REVENDEURS ET INDUSTRIES**

CERTAINS DE NOS REVENDEURS AYANT DES CHARGES SUPPLÉMENTAIRES (FRAIS DE DOUANE, FRAIS DE PORT, ETC...) PEUVENT ÊTRE AMENÉS À APPLIQUER DES PRIX LÉGÈREMENT SUPÉRIEURS À CEUX ANNONCÉS DANS CETTE PUBLICITÉ. RECHERCHONS REVENDEURS CONSULTEZ-NOUS.

INTERFACE DE PUISSANCE POUR MOTEUR C.C.

Cette interface de puissance permet la

commande de moteur à courant

continu de forte intensité. Elle est bien

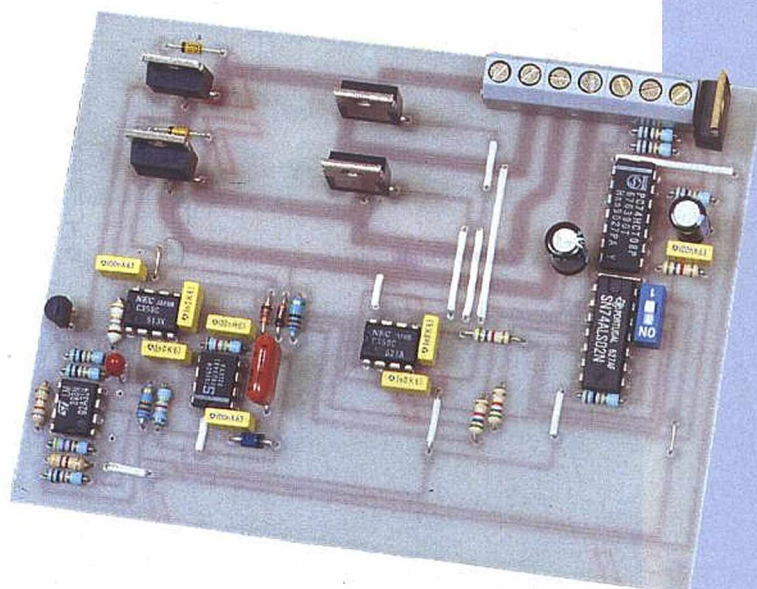
adaptée au contrôle de vitesse et peut

s'intégrer dans une boucle

d'asservissement de position. De plus,

elle peut s'adapter à des commandes

de différentes provenances.



Une interface de puissance électromécanique pose différentes contraintes, notamment une vitesse de commutation faible. Pour un contrôle de vitesse par exemple, seule une carte électronique sera adaptée. Parmi les composants électroniques spécialisés, certains, comme le NE544 utilisé en radiocommande sont réservés à des applications de faible puissance. D'autres (ex:UDN2936), limités à quelques ampères sont d'approvisionnement parfois difficile.

L'interface décrite ici a les caractéristiques suivantes :

- entrées compatibles TTL, CMOS, microcontrôleur et NE544,
- commutation électronique,
- courants de sortie maximum : 15A (réversible),
- freinage électrique optionnel (dip-switch),
- très faibles pertes calorifiques (0,15W de Rds on),
- entrée inhibition (découpage, surveillance courant...),
- protection contre les baisses de tension,
- alimentation 12V,
- courant de repos très faible (moins de 20mA),
- dimensions réduites (115 x 90 mm),
- composants standards,
- coût faible.

La commande du moteur se fait à l'aide d'un pont de MOSFETs, piloté par quatre AOP, ce qui évite les drivers spécialisés. Leur commande est assurée par des circuits logiques classiques. La carte dispose de trois entrées logiques : X, Y et INH. X et Y détermi-

nent le sens de rotation, alors que INH sert d'inhibition. De plus, un dipswitch SW1 permet de mettre en/hors service le freinage électrique. Seule l'entrée INH est en logique inverse, comme le montre le **tableau 1** :

L'état (X,Y)=(1,1) provoque un freinage électrique quelle que soit la position de SW1. Si la commande est assurée par un circuit de radio-commande (ex:NE544), cet état n'existe pas. Le freinage électrique reste donc, pour ce type de commande, une option. Si la commande est faite par un circuit numérique (ex:microcontrôleur), le dip-switch SW1 reste volontairement ouvert. En effet, les quatre états sont alors disponibles : hors service (0,0), rotation normale (1,0), rotation inverse (0,1) et freinage électrique (1,1).

Les entrées X,Y et INH sont dirigées vers un circuit logique, 74HCT08. Le choix de cette technologie permet d'être compatible aussi bien avec des signaux TTL ou CMOS, qu'un microcontrôleur, ou encore les sorties d'un NE544. Il faut toutefois que ces si-

gnaux n'excèdent pas 5V et qu'ils soient référencés par rapport à la masse. Si les entrées ne sont pas connectées, l'interface travaille en sécurité : X, Y et INH sont au niveau bas forçant les transistors T1, T2, T3 et T4 au blocage.

La porte U1A (INH et SECU) est normalement à l'état haut. Le passage à l'état bas de l'un des signaux provoque le passage à l'état bas de U1A, et par conséquent le passage à l'état bas des portes U1B, U1C, U1D, respectivement associées aux transistors T1, T2 et T3. Les trois transistors ainsi bloqués, il n'y a plus de tension aux bornes de MOT+, MOT- ni même de freinage électrique.

Le schéma de l'interface de puissance est donné **figure 1**.

Chaque transistor est commandé par un AOP LM358 utilisé en comparateur. L'alimentation de ce circuit fournit la tension de commande du transistor. Pour bien saturer les MOSFETs, il faut appliquer sur la grille une tension supérieure de plus de 10V à celle présen-

X	Y	F	INH	T1	T2	T3	T4	ETAT
0	0	0	1	0	0	0	0	HORS SERVICE
1	0	0	1	1	0	0	1	SENS NORMAL
0	1	0	1	0	1	1	0	SENS INVERSE
1	1	0	1	1	0	1	0	FREINAGE ELECTRIQUE
0	0	1	1	0	1	0	1	FREINAGE ELECTRIQUE
1	0	1	1	1	0	0	1	SENS NORMAL
0	1	1	1	0	1	1	0	SENS INVERSE
1	1	1	1	1	0	1	0	FREINAGE ELECTRIQUE
-	-	-	0	0	0	0	-	HORS SERVICE

■ **Tableau 1**

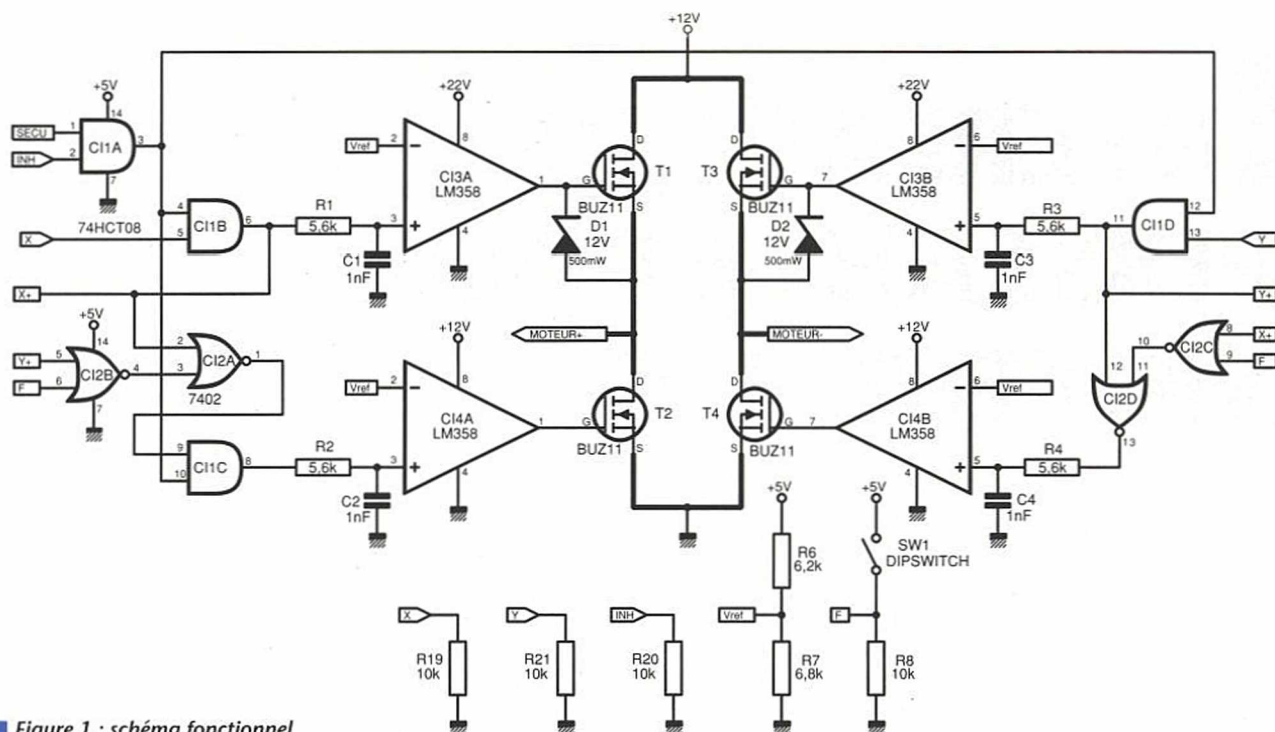


Figure 1 : schéma fonctionnel

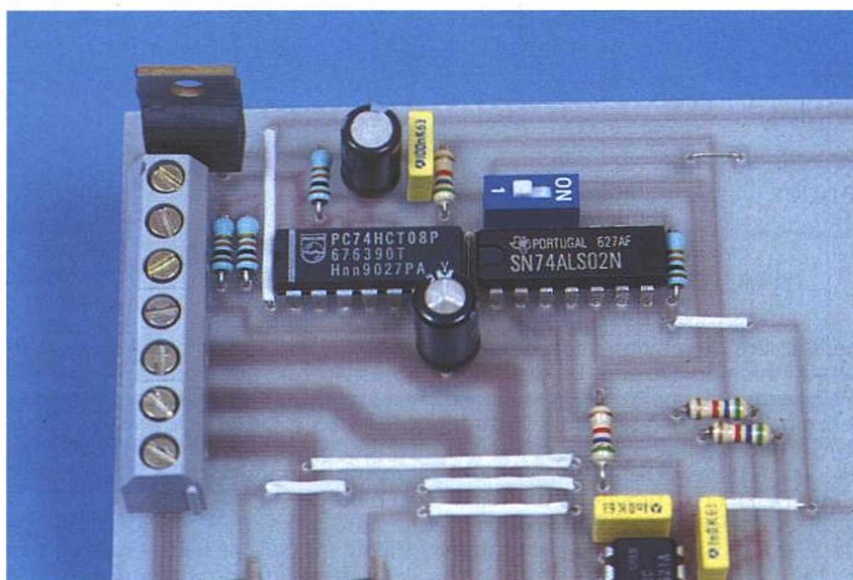


Figure 2 : l'obtention du +22 V.

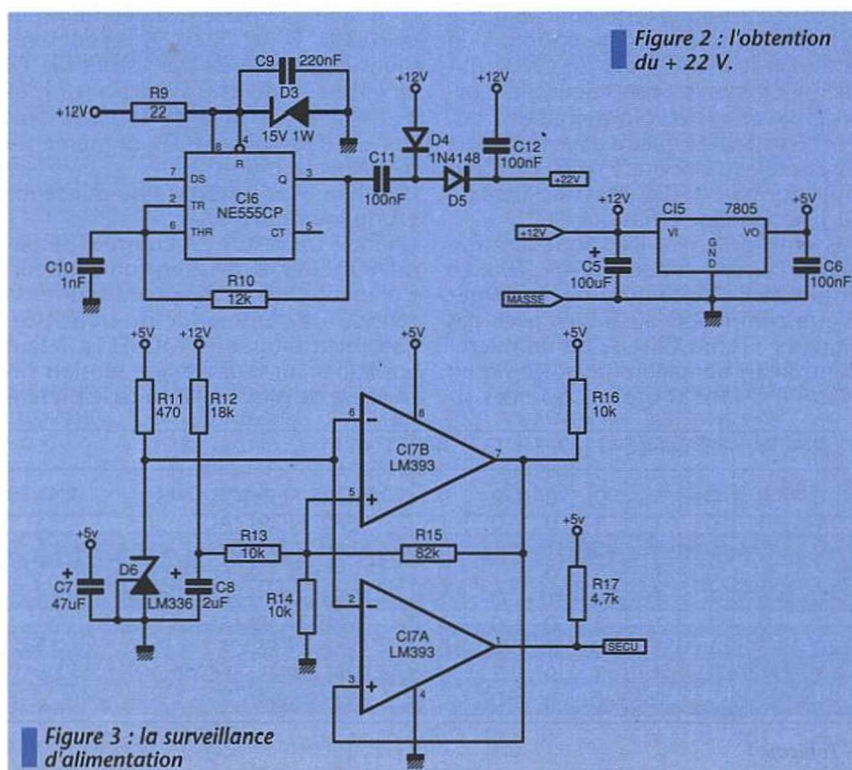
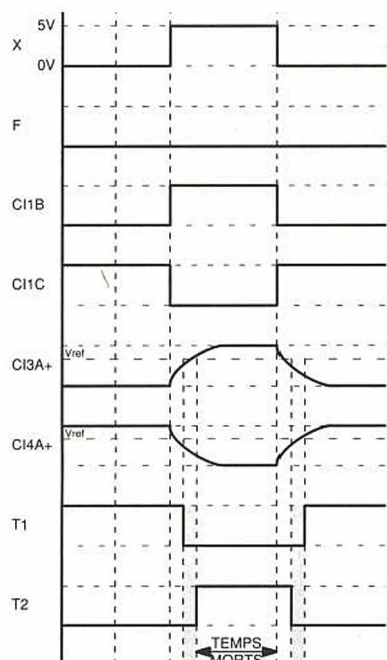


Figure 3 : la surveillance d'alimentation

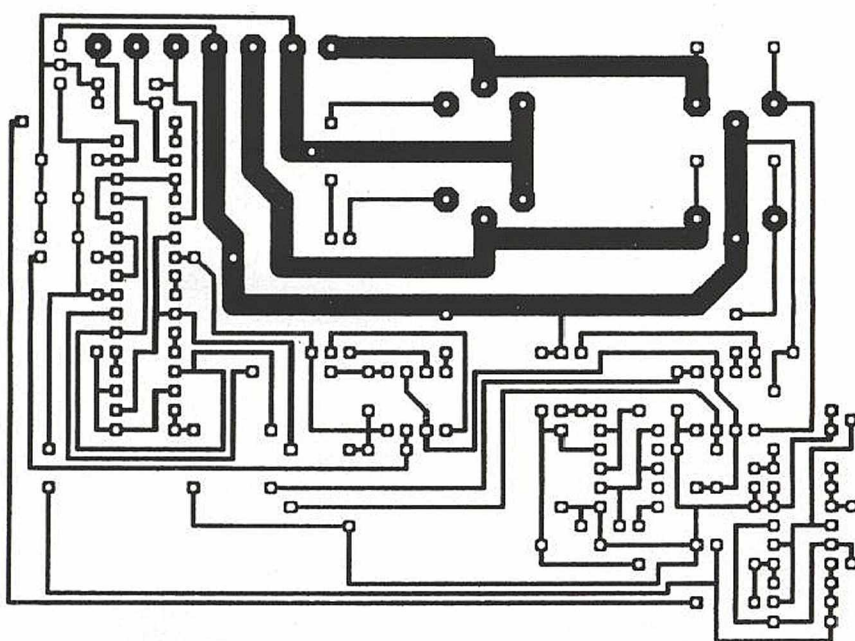
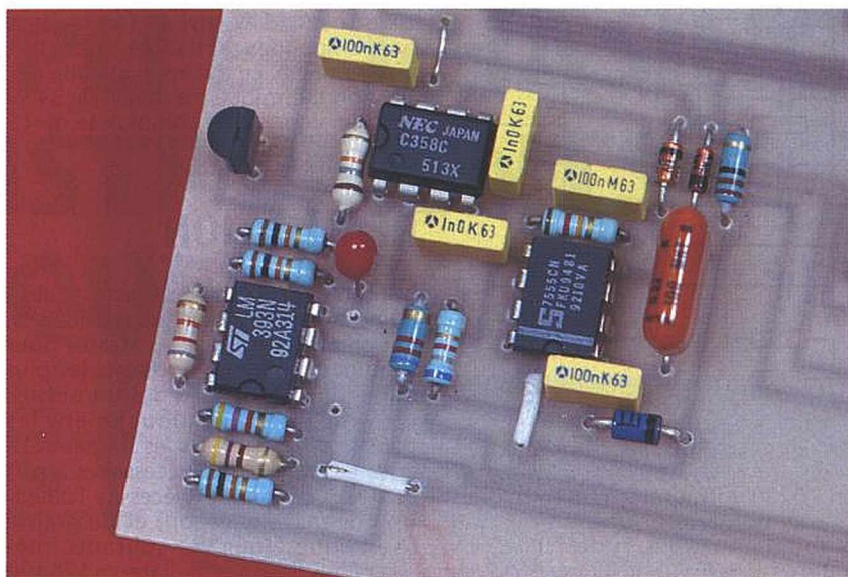
te sur la source. Les transistors T2 et T4 étant à la masse, la commande (l'alimentation de U4), est +12V. Par contre, pour les transistors T1 et T3, il faut une tension de commande de $12 + 10 = 22V$ (alimentation de U3). Les diodes D1 et D2 veillent à ce que cette tension ne soit pas supérieure de plus de 12 volts par rapport à la source.

On fabrique le +22V (une tension flottante de 10V référencée par rapport au +12), par un petit doubleur à pompe à diodes (figure 2). Le circuit U6 assure l'oscillation nécessaire. Lorsque la sortie Q est au niveau bas, le condensateur C11 se charge à $12 - 0,7 = 11,3V$ par D4. Lorsque la sortie Q est au niveau haut, le potentiel de C11 monte à $11,3 + 12 = 23,3V$. Le condensateur C12 se charge alors à travers D5, ce qui donne une tension de sortie de $23,3 - 0,7 = 22,5V$. Pour cela, il est nécessaire que le niveau bas de Q soit très proche du zéro, et son niveau haut très proche de 12V. Seule l'utilisation d'un 555 de technologie CMOS permet d'obtenir ces niveaux (NE555CP). Un NE555 normal ne fournit de 19V, au risque d'avoir une saturation trop faible, et de faire chauffer les transistors lors de la commande de forts courants.

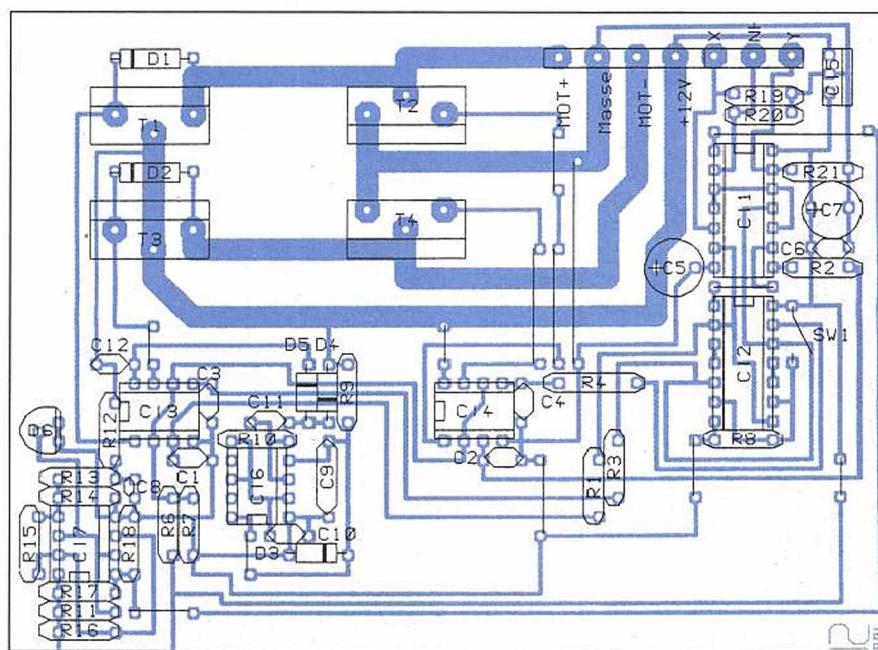
De même, si le +12V vient à chuter, les transistors risquent de ne plus être suffisamment saturés. Le module de SURVEILLANCE D'ALIMENTATION (figure 3) inhibe, par le passage à l'état bas de SECU, la commande du pont pour une tension d'alimentation inférieure à 8V, et ne rétablit le fonctionnement que si celle-ci est remontée à 9,5V. Cette surveillance est réalisée par un comparateur LM393. Celui-ci compare la branche R11, D6 qui sert de référence de tension, à la branche R12, R13, R14. Le condensateur C8 permet de gommer les micro-chutes de tensions. La résistance R15 provoque l'hystérésis nécessaire. La sortie du premier comparateur suffirait, mais le boîtier en comportant deux, le second comparateur permet d'avoir une transition bien nette. Le LM393 est un double comparateur à sortie collecteur ouvert, par conséquent il faut mettre une résistan-



■ Figure 4 : chronogramme de commande



■ Figure 5 : le circuit imprimé



■ Figure 6 : l'implantation correspondante

ce de pull-up sur la sortie SECU (R17). Dans un montage en pont, une des priorités consiste à vérifier que les deux transistors d'une branche ne conduisent pas simultanément, sans quoi la carte est confrontée à un léger problème: $0,15\Omega$ sous $12V$, nous vous laissons calculer...

Afin d'y remédier, on s'assure tout d'abord que la logique de commande ne fournisse jamais ce cas :

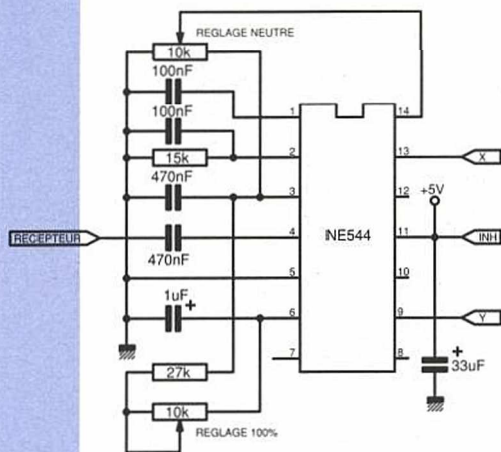
* si $X=1$, alors $U1B=1 \rightarrow U2A=0 \rightarrow U1C=0 \rightarrow T2$ BLOQUE

* si $X=0$, alors $U1B=0 \rightarrow T1$ BLOQUE
Quel que soit l'état de X , il y a toujours un transistor de la branche bloqué, par conséquent jamais de court-circuit. Pour la branche $T3, T4$, le raisonnement est analogue.

Le second problème est lié aux régimes transitoires (cf C.BASSO). Que ce passe-t-il lors de l'inversion du sens de rotation, les transistors passants devenant bloqués et inversement. Pour bien comprendre, il faut analyser le chronogramme (figure 4). Le temps de retard provoqué par la charge de $RnCn$ et le seuil de commutation V_{ref} , interdit tout court-circuit de commutation (les retards de commutation des transistors sont de l'ordre de dixièmes de microseconde). La modification du seuil de tension V_{ref} augmente ou diminue l'écart entre la coupure d'un transistor et la conduction de l'autre. Une valeur trop basse crée une chevauchement des temps de conduction. Sans ces temps morts, le courant de court-circuit monterait à une centaine d'ampères pendant quelques dixièmes de microsecondes.

Des courants de $15 A$ nécessitent un refroidissement des transistors. Le choix du radiateur se fait en fonction de : P la puissance dissipée, T_j la température de jonction maximale, T_a la température ambiante, R_{jb} la résistance thermique entre jonction et boîtier, R_{br} entre boîtier et radiateur, et R_{ra} entre radiateur et air. La relation est : $R_{ra} = (T_j - T_a) / P - (R_{jb} + R_{br})$.

Le constructeur donne pour un BUZ11 : $T_j = 175^\circ C$, $R_{jb} = 1,67^\circ C/W$ et $R_{ds} = 0,04 \Omega$. De plus, $R_{br} = 0,5^\circ C/W$ pour



■ Figure 7 : adaptation au NE 544 (RC)

un T0220 à fixation par vis avec graisse thermique. Pour une température ambiante maximum de 70° C, $P = 0,04 \times 15^2 = 9 \text{ W}$ donc $R_{ra} = 9,5^\circ \text{ C/W}$. La valeur constructeur standard la plus proche est 9° C/W, ce qui ne posera pas de problème, l'efficacité du radiateur étant inversement proportionnelle à sa résistance thermique. Un modèle WA200 semble bien adapté. Les pertes calorifiques de la carte sont dues d'une part à la résistance des jonctions source/drain des transistors (0,04 Ω) et d'autre part à la résistance des pistes. Quel que soit le sens de fonctionnement, le courant passe par deux transistors, par conséquent, il y a 0,08 Ω en série avec le moteur. La carte a une résistance de piste (partie puissance) de 0,06 Ω. Par conséquent, la résistance totale du module puissance

est de 0,15 Ω environ (on ne tient pas compte des résistances de contact aux borniers), ce qui implique une dissipation thermique maximale de 34 W pour un courant de commande de 15 A.

REALISATION

Le montage de la carte (figures 5 et 6) ne pose pas de problèmes particuliers. On commencera par les straps, pour terminer par les composants les plus importants. Au niveau des transistors, on veillera à plier doucement les pattes, afin de ne pas les fragiliser. La pose des radiateurs (nécessaires à partir de 4A de charge) nécessite l'utilisation de mica (isolation) et de graisse thermique. Pour des courants inférieurs à 8,5 A, des radiateurs WA400 sont suffisants. L'utilisation de WA200 sans graisse thermique, réduit l'intensité maximale à 12,5 A.

Le choix d'un boîtier avec ouïes d'aération, de préférence métallique, sera conseillé (ex : ESM AT-13). Si le montage est placé dans un environnement soumis aux vibrations (automobile), les entretoises seront de préférence en nylon à fixation par clip.

Cette interface a été utilisée pour commander un moteur à courant continu de 5A (moteur Bosch issu d'un essuie-glace). En utilisation automobile, on veillera à isoler les bornes + et - de la masse. C'est en général déjà le cas sur les moteurs du type « vitres élec-

triques », mais ce n'est pas celui des moteurs d'essuie-glace. Il suffit d'ouvrir le cache-moteur et de couper la connexion reliant une borne au boîtier.

Les amateurs de radiocommande désireux de faire une commande de vitesse pourront utiliser cette interface avec un circuit NE544 (figure 7).

Serge LANDERRETCHÉ

Bibliographie

Memotech, Collection A. Capliez, Editions CASTILLA (EL Educative) Electronique Radio-Plans, N° 506, article de C. Basso p. 67.

NOMENCLATURE

Résistances

- R1, R2, R3, R4 : 5,6 kΩ 1/4W
- R6 : 6,2 kΩ 1/4W
- R7 : 6,8 kΩ 1/4W
- R8 : 10 kΩ 1/4W
- R9 : 22 Ω 1/2W
- R10 : 12 kΩ 1/4W
- R11 : 470 Ω 1/4W
- R12 : 18 kΩ 1/4W
- R13, R14 : 10 kΩ 1/4W
- R15 : 82 kΩ 1/4W
- R16 : 10 kΩ 1/4W
- R17 : 4,7 kΩ 1/4W
- R19, R20, R21 : 10 kΩ 1/4W

Condensateurs

- C1, C2, C3, C4 : 1 nF MKT 63 V
- C5 : 100 μF 16 V radial
- C6 : 100 nF MKT 63 V
- C7 : 47 μF 16 V radial
- C8 : 2,2 μF tant. goutte
- C9 : 220 nF MKT 63 V
- C10 : 1 nF MKT 63 V
- C11, C12 : 100 nF MKT 63 V

Semi-conducteurs

- T1, T2, T3, T4 : BUZ11 ou BUZ11A
- U1 : 74HCT08 (pas de 74HC08)
- U2 : 74LS02 ou similaire
- U3, U4 : LM358N boîtier DIL08
- U5 : 78L05 ou régulateur 5V
- U6 : NE555CP ou 555 CMOS
- U7 : LM393N
- D1, D2 : 12V 0,5W
- D3 : 15V 1,3W
- D4, D5 : 1N4148
- D6 : LM336

Divers

- Radiateurs WA200 percés (x4)
- Intercalaires isolants mylar pour T0220 (x4)
- Epoxy simple face cuivré 35μm 115x85mm (x1)
- Connecteur bas profil type standard (Camden) deux points (x2)
- Connecteur bas profil type standard (Camden) trois points (x1)
- SW1 : dipswitch 1 inter.

PRÉAMPLI ET PHASING POUR INSTRUMENTS DE MUSIQUE

L'étude que nous proposons ici

intéressera plus particulièrement les

lecteurs jouant d'un instrument

traditionnellement (mais improprement)

qualifié d'«électrique».

Il est bien rare, en effet, que la chaîne

d'amplification de tels instruments soit

linéaire, et, souvent, de nombreux générateurs d'effets viennent encore s'insérer, comme le phasing que nous allons voir cette fois.

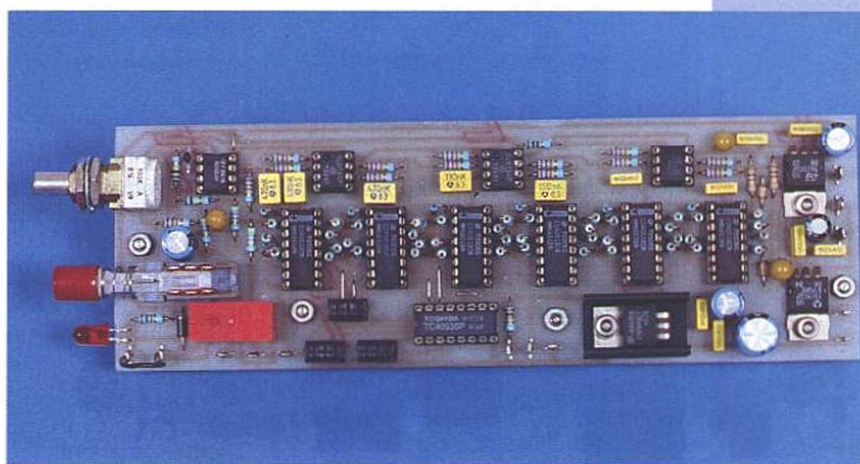
Ce dernier présentera la particularité de pouvoir être commandé de diverses

manières, notamment par PC, bus I2C ou logique classique (manuelle ou

automatique) ; mais au préalable, nous examinerons en détails un petit module

servant d'étage d'entrée et qui malgré son extrême simplicité comporte de

nombreux avantages.



PRÉAMPLI INUIT

Qui n'a jamais tenté de raccorder une guitare «électrique» à une chaîne HI-FI, sans trouver LA solution idéale ?

Des entrées AUX à trop faible gain, aux entrées micro (quand elles existent) saturant bien vite ou dénaturant le son, il est quasiment impossible d'arriver à un compromis satisfaisant. Rien d'étonnant à cela, car les capteurs ont souvent des caractéristiques particulières qui sortent des offres d'entrées classiques d'une installation audio domestique.

Nous ne parlerons pas des enceintes qui n'ont rien de commun avec les «HPs» des amplis de guitare, et qu'il serait dangereux de solliciter comme tels. Tout au plus admettrons-nous de mélanger des modulations «instruments» avec celles

d'un laser ou d'une cassette et d'écouter le tout au casque dans de bonnes conditions, voire enregistrer.

Notre but n'est pas pour cette fois de décrire une «Sound Machine» prête à l'emploi, mais de donner plus modestement quelques idées pour compléter une installation HI-FI et surtout réfléchir aux problèmes particuliers posés par les capteurs d'instruments.

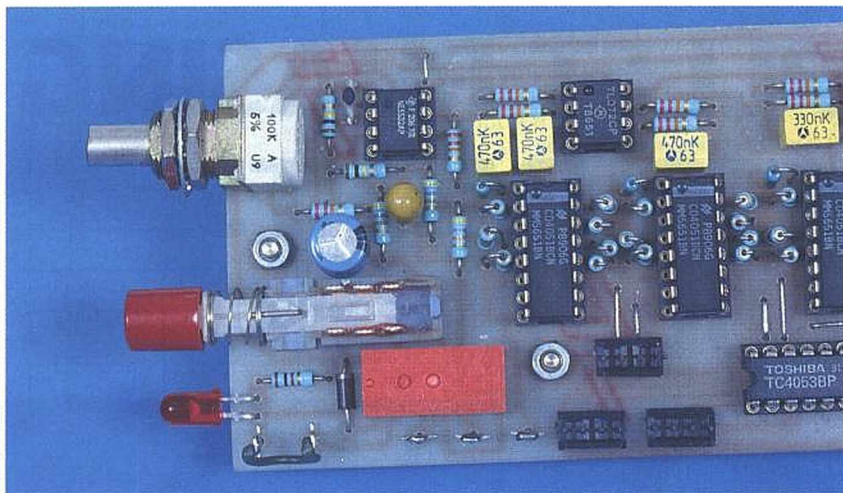
Ces derniers présentent souvent une impédance élevée (20 à 100 k Ω) et une tension de sortie très variable. En pratique, un accord délié doucement peut fournir 25 mV alors que si on le plaque avec une certaine violence, 250 mV sont fréquents. Si on admet 20 dB (c'est un minimum) pour laisser «fondre» une note, on arrive à 40 dB de dynamique. Les niveaux se situent donc entre «micro fort» et «petite ligne» haute impédance,

ce qui explique les difficultés de raccordements déjà citées.

Mais le plus gros du problème est essentiellement dû à la haute impédance et à la non-symétrie des liaisons, ce qui a pour conséquence de récupérer mille bruits parasites et de les transmettre aux étages d'entrées ; sans oublier la forte sensibilité des capteurs aux rayonnements électromagnétiques tels que ceux produits par les transformateurs d'alimentation.

La solution que nous proposons (visible figure 1) permet d'obtenir un gain global de 22 dB, la saturation étant alors mesurée en sortie chargée sous 600 Ohms à 4,8V soit +16 dBu.

Le lecteur attentif aura remarqué une perte de 8 dB dans la chaîne: en effet, le premier étage (IC1a) au gain de 10 donne 20 dB et le second (IC1b) ajoute



10 dB. Les 8 dB «perdus» le sont dans le diviseur constitué de R Photo-résistance de IC2 (que nous appellerons R-ph pour aller vite) et R4.

Il est facile de déterminer par calcul la valeur réelle de R-ph. Quand la LED de IC2 est allumée : environ 6,8 k Ω ; lorsqu'elle est au repos, on mesure une atténuation de 50 dB, soit R-ph = 1,4 M Ω , toujours pour R4 = 4,7 k Ω .

Toutefois ces performances sont loin de celles garanties par le constructeur des photo-résistances, lequel annonce 10M Ω /4,7k Ω .

Il faut dire que R-ph montée sur la maquette de l'auteur est un élément provenant d'un lot de 10 pièces à prix très avantageux, ce qui pourrait expliquer le «hors-normes».

Pourtant les résultats sont très acceptables dans les pires conditions, puisqu'au mieux on serait en mesure d'espérer une perte de 6 dB et un affaiblissement de 65, et nous obtenons avec un composant de «seconde source» respectivement -8 et -50 !

Le simple fait de porter la cathode de la LED contenue dans IC2 à 0V, permet donc de quasiment fermer la voie (gate), mais de nombreuses autres commandes sont également envisageables. En bas de la figure 1, nous en proposons une toute simple puisqu'elle n'exige aucune électronique complémentaire. Il s'agit simplement de permettre à un câble d'être «en l'air» et d'interdire à l'ampli de considérer le 50 Hz comme

une modulation à diffuser plein pot ...

La méthode ne nécessite que quelques précautions, dont la plus importante est de s'assurer (peu fréquent) que la guitare est protégée du continu. Un condensateur en série dans la ligne n'est pas un luxe et 100 nF 100V conviendront très bien.

Cette manipulation pourra être faite à l'occasion d'un changement de cordes, c'est à dire quand la guitare peut être démontée aisément.

On en profitera pour remplacer le jack châssis d'origine par un modèle stéréo câblé mono... En effet, les avantages sont importants: meilleur guidage mécanique de la pigne du jack mâle (trois points au lieu de 2) et compatibilité totale avec les entrées traditionnelles, dont INUIT.

En remplaçant le câble 2 fils classique par une paire blindée, rien ne changera pour une utilisation sur des amplis du commerce mais avec INUIT, un arrachage du câble côté guitare ou côté ampli conduira à une fermeture de la voie de 50 dB minimum : MUTE n'est plus au 0V. Ceci n'est qu'un exemple et nous en découvrirons d'autres, mais au préalable, il serait bon de donner quelques précisions sur IC2.

La figure 2 en donne la construction. Ce n'est pas - comme on aurait pu le penser - un circuit «du commerce», mais un assemblage maison effectué sur un support 14 broches tulipes, dont seuls les

quatre points utiles ont été gardés, soit : 7 et 14 pour la photo-résistance, 1 pour l'anode de la LED avec résistance de limitation et 8 pour la cathode.

Le tout est ensuite placé dans un morceau de gaine thermo-rétractable noire, puis noyé dans l'Araldite.

C'est une formule comme une autre, l'essentiel étant de placer la photo-résistance dans des conditions optimales d'obscurité pour bénéficier d'une atténuation maximale.

La maquette a été enfermée ensuite dans un boîtier métal clos, ce qui a eu pour double effet d'éviter la «ronflette», mais aussi d'interdire à toute source de lumière extérieure -autre que la LED intégrée- d'atteindre et donc de modifier R-ph. A titre indicatif, un spot de 200W placé à 20 cm de l'ensemble, n'a pas modifié d'un seul dB les mesures effectuées préalablement dans la quasi obscurité.

La figure 3 propose quelques idées d'exploitations de IC2.

Outre une commande MUTE (comme celle que nous avons vue mais qui pourrait aussi être conjointement - voire uniquement - activée par une pédale extérieure), il serait aisé de construire un «noise-gate», en amplifiant puis redressant le signal post-mute, et en le comparant à un seuil minimum acceptable, en vue d'ouvrir ou de fermer la porte constituée d'une seconde section IC2. Ceci est simplifié, et chacun aura compris qu'une seule et même cellule R-ph peut servir aux trois fonctions citées, au prix d'un minimum de logique additionnelle.

Nous n'en avons pas parlé, mais une particularité du système est que les ouvertures et fermetures de la porte se font en douceur; avec une ouverture relativement rapide (20 à 50 ms) et une fermeture lente (4 secondes pour -50 dB dues à la saturation de R-ph après éclaircissement de la LED) aucun condensateur n'étant alors en cause.

Tout ceci est parfait en audio, surtout dans CE sens : il ne serait pas très raisonnable de vouloir commander R-ph par une LED pour une fonction limiteur ou compresseur.

Au besoin - mais après de bons calculs et un judicieux choix dans l'emploi de cette (ou ces) résistance(s) variable(s)

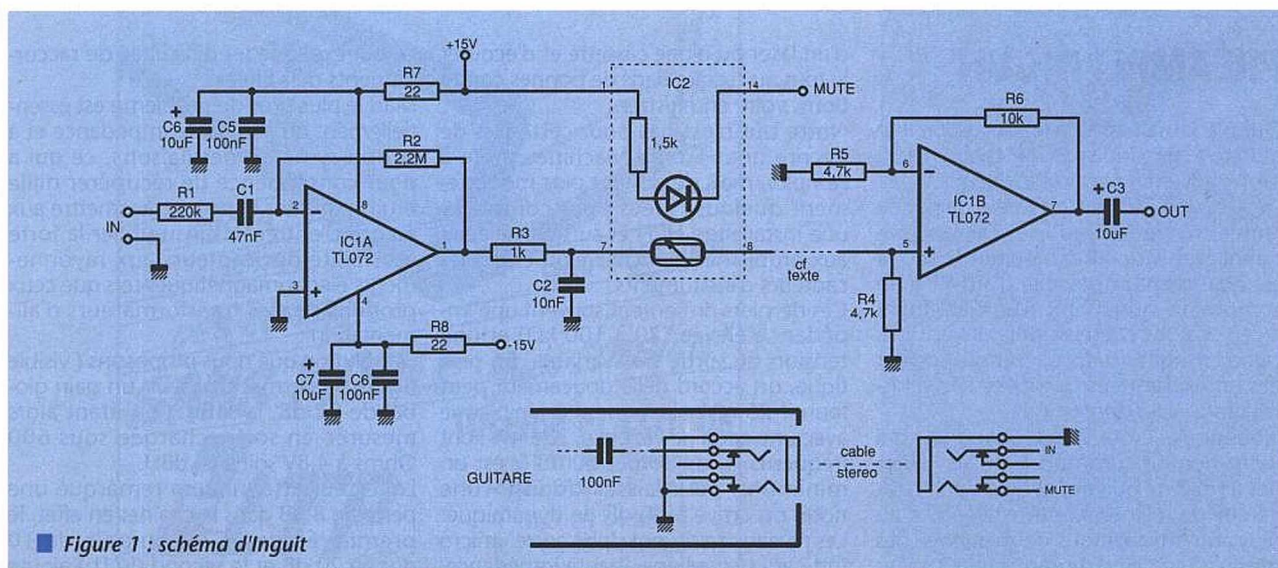


Figure 1 : schéma d'Inguit

afin de surveiller la bande passante - une étude très intéressante pourrait être menée combinant LED et ampoule à incandescence, en vue d'obtenir des constantes de temps satisfaisantes pour des «effets» garantis silencieux.

La figure 3 propose encore une solution: le «vibrato». Il est vrai que cet effet est provisoirement passé de mode. Pourtant bien utilisé - c'est à dire un bon choix des capteurs actifs (et de leurs phases) sur une guitare dont la lutherie élabore des «delays» naturels -, avec très peu de moyens et surtout sans traitement particulier, on obtient des résultats surprenants.

Un simple signal de forme triangulaire et à basse fréquence variable pour piloter la LED, plus un potentiomètre placé en parallèle avec R-ph pour doser l'amplitude de l'effet, et voici un excellent vibrato.

Pour ceux qui ne le sauraient pas, l'effet consiste en une modulation d'amplitude que l'instrumentiste doit se charger de synchroniser avec les cycles de l'horloge. Pour «voir», on pourra commencer par commander la LED de IC2 par un générateur de fonctions, que l'on remplacera ensuite par un montage très simple dont la fréquence sera ajustable de 0,5 à 25 Hz environ.

Dernières remarques et variantes autour de INGUIT :

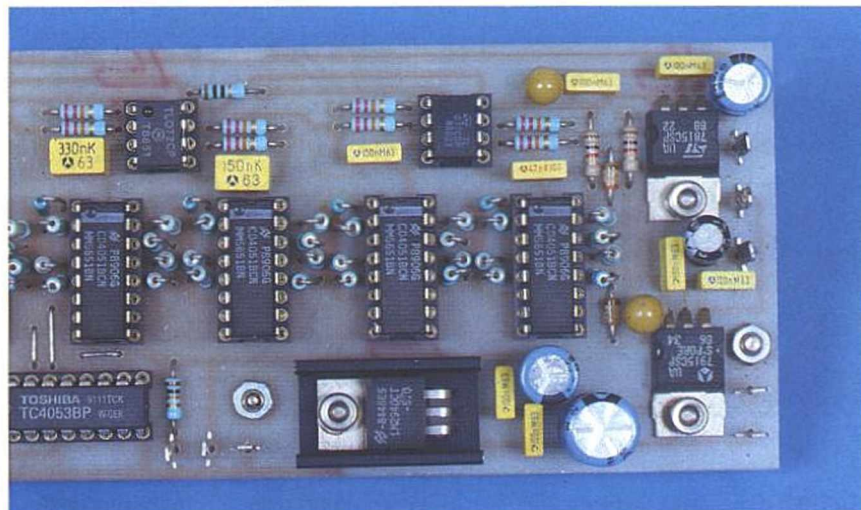
Le fait de placer une porte de bruit en tout début de chaîne présente de nombreux avantages, comme par exemple qu'elle n'intervienne pas sur les effets placés APRES. Ainsi, une réverbération pourra continuer à sonner malgré la fermeture de la porte.

On conçoit que c'est très important, car une porte qui serait insérée au final devrait alors avoir son seuil réglé pour de très faibles niveaux, d'où une efficacité considérablement amoindrie.

Par contre, des inserts du genre transposers d'octaves (pratiqués généralement staccato) ne pourront pas être traités correctement par INGUIT : il faudrait une fermeture de porte bien plus rapide (et parfaitement réglée) pour bénéficier des avantages de ce type d'effet, sans en subir les inconvénients bien connus des utilisateurs.

Enfin, est-il utile d'indiquer que ce montage précédé d'un transformateur du type SD41B de MILLERIOUX, constituerait un très bon préampli micro, basse impédance et symétrique ?

L'auteur pense plus particulièrement à la sonorisation des lieux de cultes et des



salles de conférences, pour lesquels une astucieuse exploitation du MUTE ne serait souvent pas un luxe !

Il n'y a en général aucun opérateur pour veiller les réglages, et on peut être surpris de constater - au moyen d'un casque branché sur la modulation diffusée effectivement par les haut-parleurs - la présence de signaux sans intérêt: est-il bien nécessaire par exemple d'augmenter encore la réverbération naturelle d'une église quand les grandes orgues jouent, en rediffusant dans des enceintes ordinaires ce que des micros ordinaires «récupèrent» 30 mètres plus loin ?

Dans ce cas précis, de nombreuses astuces simples et peu coûteuses devraient être mises en oeuvre, comme des capteurs de charges devant les pupitres ou dans la chaire, activant une entrée MUTE du type INGUIT (voire des barrières IR). Contrairement à ce qu'on pourrait supposer, une détection de présence sur le « poste de travail » est alors bien plus efficace qu'un noise gate, même de très grande qualité et réglée avec soin : il est matériellement impossible de trouver un compromis raisonnable pour sélectionner uniquement à partir d'une détection de niveaux la parole, des grandes orgues « pleins pots ».

Réalisation

Pour construire INGUIT, le circuit imprimé livré figure 4 suffit, et il est conçu pour être enfermé dans un boîtier HF TEK0 ref 371 (53 x 50 x 26).

Notre maquette n'est qu'un aspect de INGUIT, chacun étant libre de véhiculer par exemple la ligne MUTE par un qua-

trième fil dans la ligne «micro», ou toute autre exploitation.

Comme tel il ne nécessite aucun réglage, mais si d'aventure on souhaitait mettre en série plusieurs ensembles IC2, il faudrait tenir compte du diviseur R-ph total - R4, au besoin réduire R4 ou (et ?) réduire R5.

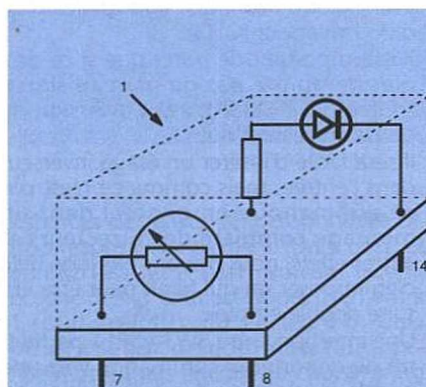
Pourtant il serait nettement plus élégant de grouper les commandes sur un seul IC2, et si nous n'avons prévu qu'un emplacement donc une seule ligne de commande, c'est un peu dans ce sens. En effet, toutes les propositions faites précédemment tendent vers un affaiblissement de la modulation amplifiée par IC1A : mute, gate ou vibrato peuvent donc parfaitement obéir à une même commande de IC2, au prix d'un minimum de logique.

LESLIE ET PHASING

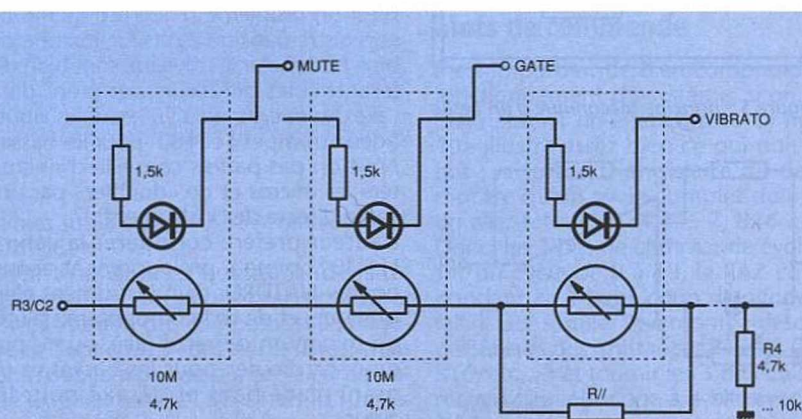
Voici un insert bien connu de tous, et pour lequel nous n'allons pas donner une solution mais plusieurs: de la commande manuelle au cycle automatique, en passant par la gestion I2C ou I/O PC, tout sera envisageable. Chacun optera alors pour la formule qui répondra au mieux à ses exigences.

Cet effet consiste à déphaser certaines fréquences pour les valoriser quand elles sont en phase avec le signal source (somme), ou les défavoriser quand les phases s'opposent (différence).

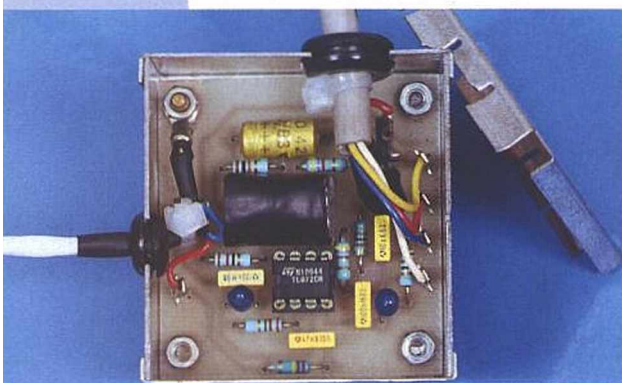
Un peu rapidement, on a voulu faire croire que le phasing pouvait supplanter l'effet LESLIE (notamment celui des fameuses 760 HAMMOND).



■ Figure 2 : constitution de IC2



■ Figure 3 : chaînage de plusieurs modules IC2

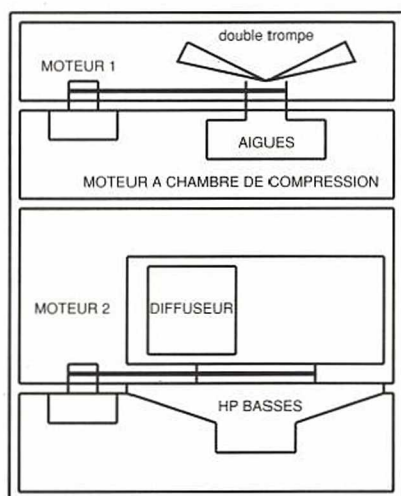


La figure 5 montre l'assemblage mécanique de cette machine.

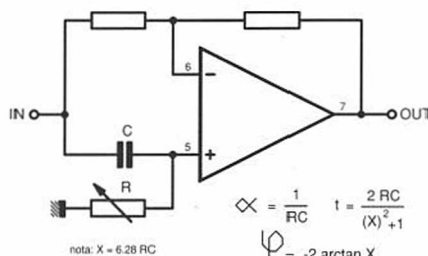
Un diffuseur en polystyrène tourne au dessus du haut parleur de basses, alors que ce sont les trompes de la chambre de compression qui assurent la projection des aigues. Les deux moteurs disposent chacun de 2 vitesses, et on peut imaginer le résultat acoustique d'un tel ensemble, fort difficile à imiter avec un montage électronique quand on le connaît bien.

En effet, les phénomènes d'accélération et de décélération des éléments tournants interviennent de manière considérable sur le son obtenu. Sachant que les éléments sont de masses différentes, que les liaisons moteurs se font par courroies textile (avec tous les glissements qu'une telle solution suppose), il n'est pas difficile d'évaluer la complexité des phénomènes à reproduire, surtout si on sait que les changements de vitesses ne sont pas faits par commandes électriques des moteurs, mais par embrayage ou non d'un «frein».

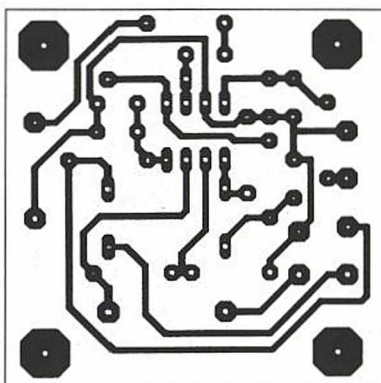
Il y a eu à ce sujet diverses techniques,



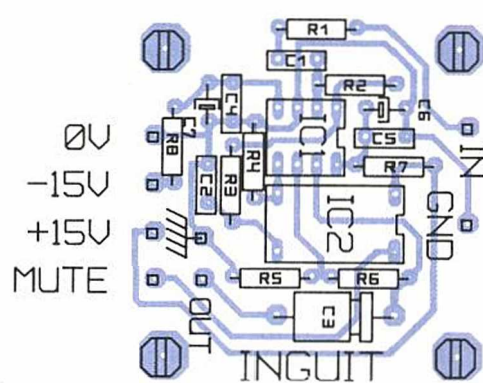
■ Figure 5 : principe mécanique d'un Leslie



■ Figure 6 : cellule passe-tout déphaseuse



■ Figure 4a : CI Inguit



■ Figure 4b : implantation correspondante

comme un galet électro-commandé sur deux axes moteurs tournant à des vitesses différentes, mais les résultats n'ont jamais atteints ceux de la solution HAMMOND.

C'est dire si la seule imitation de l'effet Doppler avec un réglage de vitesse aux changements instantanés, est bien loin de la vérité !

Aussi nous a-t-il semblé intéressant de proposer une carte qui pourrait être pilotée par soft, à charge alors de se casser la tête pour gérer les accélérations, décélérations, l'influence des tensions de courroies, etc., voire commander deux cartes et travailler en deux voies actives ! Pour info, l'inertie de l'élément tournant des aigues est bien plus grande que celle des basses: les trompes mettent plus de temps pour passer de vitesse lente à rapide (entre 2 à 5 secondes) et le retour est de l'ordre de 2 secondes, suite à un violent coup de «patin».

Le diffuseur des basses étant très léger, les changements sont beaucoup plus rapides (notamment au freinage), et souvent les musiciens demandent de détendre la courroie du moteur concerné, afin de créer un temps mort par glissement sur les poulies. Ceci a pour effet de retarder un peu la prise de vitesse ainsi que le freinage, afin de tendre vers une pseudo-synchro des graves et des aigues.

Néanmoins, il ne faudrait pas assimiler temps mort puis prise de vitesse rapide (quand la courroie « colle enfin » aux poulies), et accélération progressive... Ah ce n'est pas simple, et tout n'est pas encore réglé : nous avons parlé de vitesses différentes, mais pas de l'arrêt ! Et là, tout est possible car rien n'est prévu pour que le diffuseur ou les trompes se reposent à des endroits précis, et connus...

C'est un problème rencontré quand on enregistre dans de petits locaux une cabine LESLIE, car les niveaux sont bien différents si les diffuseurs s'arrêtent dans l'axe des micros, ou à 90° pour les aigues (deux trompes) et 180° pour les basses. N'a-t-on pas parfois conseillé d'«incruster» les micros et de «doubler» par une sortie directe de l'instrument...? L'auteur préfère considérer la cabine LESLIE comme « prolongement acoustique » NATUREL d'un instrument électronique, et de ce fait proposerait plutôt un minimum de recul (air), ou au pire deux cardioides pour les basses et un omni placé haut et désaxé pour les aigues.

Nous n'entrerons pas plus dans les dé-

tails, mais on peut constater qu'une simulation par soft mérite de tenir compte de nombreux «détails». Un PLUS consisterait encore à revenir en position FLAT (en douceur), c'est à dire après avoir stoppé la «rotation» au bon endroit, pour pouvoir la relancer également de façon discrète.

La circuiterie classique d'un phasing fait appel aux services des filtres «passe-tout», lesquels ont pour particularité de ne pas toucher à la bande passante, mais de modifier la phase à la fréquence pour laquelle ils ont été calculés.

La figure 6 présente une cellule passe-tout à déphasage différé, couramment utilisée pour produire l'effet Doppler quand R varie et que plusieurs cellules se répartissent la bande utile.

Pour C donné on obtient un déphasage de 90° à $f = 1/6,28 RC$. En cascade plusieurs cellules décalées d'une octave dont les résistances R évoluent en harmonie, une « rotation de phase » conduit - après mélange avec le signal source - à une impression de «rotation du son».

Schéma

Le schéma que nous proposons est visible figure 7. Il se constitue d'un étage tampon d'entrée (IC10B), suivi de six cellules identiques à la figure 6 (décalées chacune d'une octave) et dont R est sélectionnée parmi 8 valeurs par un mot de 3 bits commandant des commutateurs 4051 (IC4 à IC9). Les 8 combinaisons «figées» permettent d'obtenir un effet très satisfaisant directement gérable par soft, contrairement à la méthode faisant appel à des transistors à effet de champ préalablement apariés, ou à des AM9709 devenus rares.

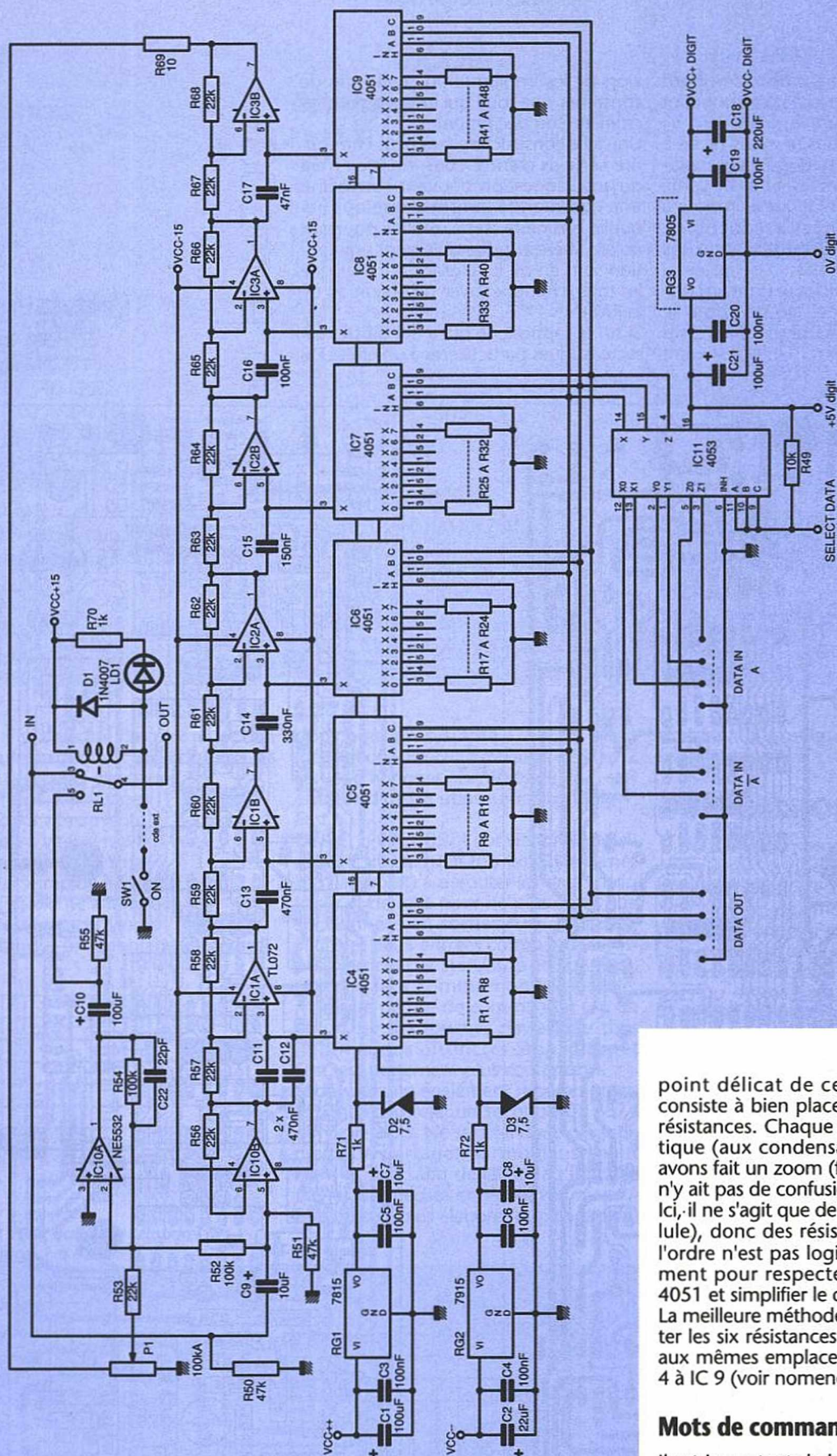
La sortie des filtres est dosable par P1 avant d'être mélangée au signal source dans l'inverseur IC10A.

Il est important de noter que si ce dernier ne donne pas de gain au signal source ($R52 = R54$), il y a inversion de phase entre in et out.

Il sera facile d'insérer un étage inverseur dans l'entrée, mais comme ce n'est pas ce qui manque en général dans un montage complété de correcteurs et autres effets, nous n'avons pas jugé utile d'en imposer un qui ferait peut être ensuite double emploi.

Une insertion entre SW1 et RL1 permettra de déporter la commande vers une pédale ou de la mettre à disposition du soft.

Les trois bits servant à commuter les ré-



■ Figure 7 : schéma du Phasing

sistances des filtres sont disponibles de trois façons : directement (Data out), et en entrée A et A barre suivant que la broche Select data est respectivement à 1 (pull up R49), ou portée à 0. Ceci pourra servir de commutation manuel/auto, mais encore de choisir entre une horloge interne et une liaison I2C. Trois alimentations régularisées sont dispo-

nibles sur la carte : +/-15 V (analog) et 5 V digit. Avant de donner quelques idées de commandes, on peut observer le CI et l'implantation des composants à la figure 8. Sept straps sont nécessaires, mais on n'oubliera pas de ponter la commande extérieure (vers Ld1) sinon RL1 resterait éternellement au repos. Le seul

point délicat de cette construction consiste à bien placer les 48 premières résistances. Chaque cellule étant identique (aux condensateurs près), nous avons fait un zoom (figure 9) pour qu'il n'y ait pas de confusion possible. Ici, il ne s'agit que de IC 4 (première cellule), donc des résistances R1 à R8. Si l'ordre n'est pas logique, c'est uniquement pour respecter les broches des 4051 et simplifier le dessin du CI. La meilleure méthode consistera à monter les six résistances de mêmes valeurs aux mêmes emplacements, autour d'IC 4 à IC 9 (voir nomenclature).

Mots de commande

Il est important de bien comprendre le fonctionnement du système, si on souhaite obtenir un effet correct. La figure 10a illustre assez bien ce qui doit être fait : la forme triangulaire du dessin montre qu'un cycle complet doit faire un aller-retour tel : R1 ... 7, 8, 6 ... R2. Donc, les 3 bits de commande évoluent sur un cycle de 0 à 13, la RAZ correspondant au 14ème coup d'horloge. En fait, il faut simuler une montée-descente des valeurs des résistances R1 à R8 (R9 ... R16, etc ...) et fournir les 3 bits utiles au moyen d'une horloge à 4 bits avec RAZ à 14.

La figure 10b est une proposition Hard avec le dump de l'Eprom correspondant à une exploitation simple.

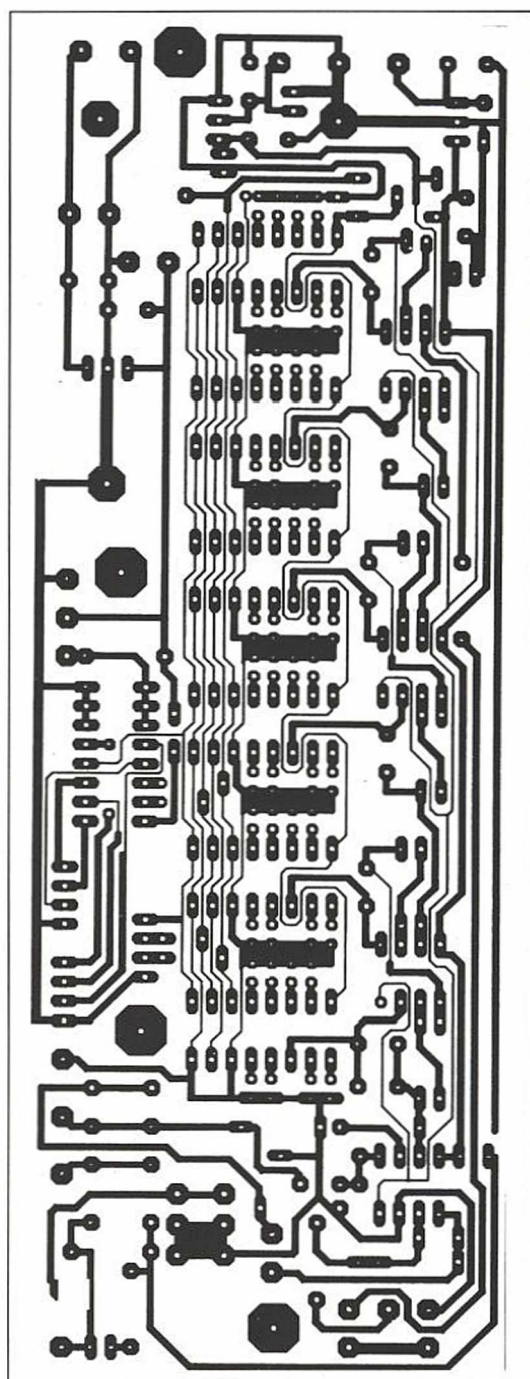
Elle est un peu «lourde», mais facile à comprendre = une horloge vient incrémenter un 7493 dont les 4 bits de sortie adressent une Eprom, laquelle impose à D0/D2 les 14 données irréductibles, puisque la RAZ est détectée sur les adresses et force le 7493.

Une suggestion d'affichage donnant une image de l'effet a été ajoutée pour le «fun» : un 74154 récupère les adresses et pilote une LED parmi 14, l'idéal étant

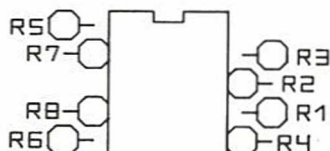
alors de les implanter en cercle afin de constituer une roue qui indique si on incrémente ou décrémente.

Une telle construction fera peut être sourire certains d'entre vous, mais ce n'est qu'une suggestion pouvant convenir à une commande automatique ou manuelle ordinaire, sans oublier pourtant qu'elle libère considérablement une gestion soft, en ne lui laissant à traiter que les tops d'horloge (avec récupération de la RAZ).

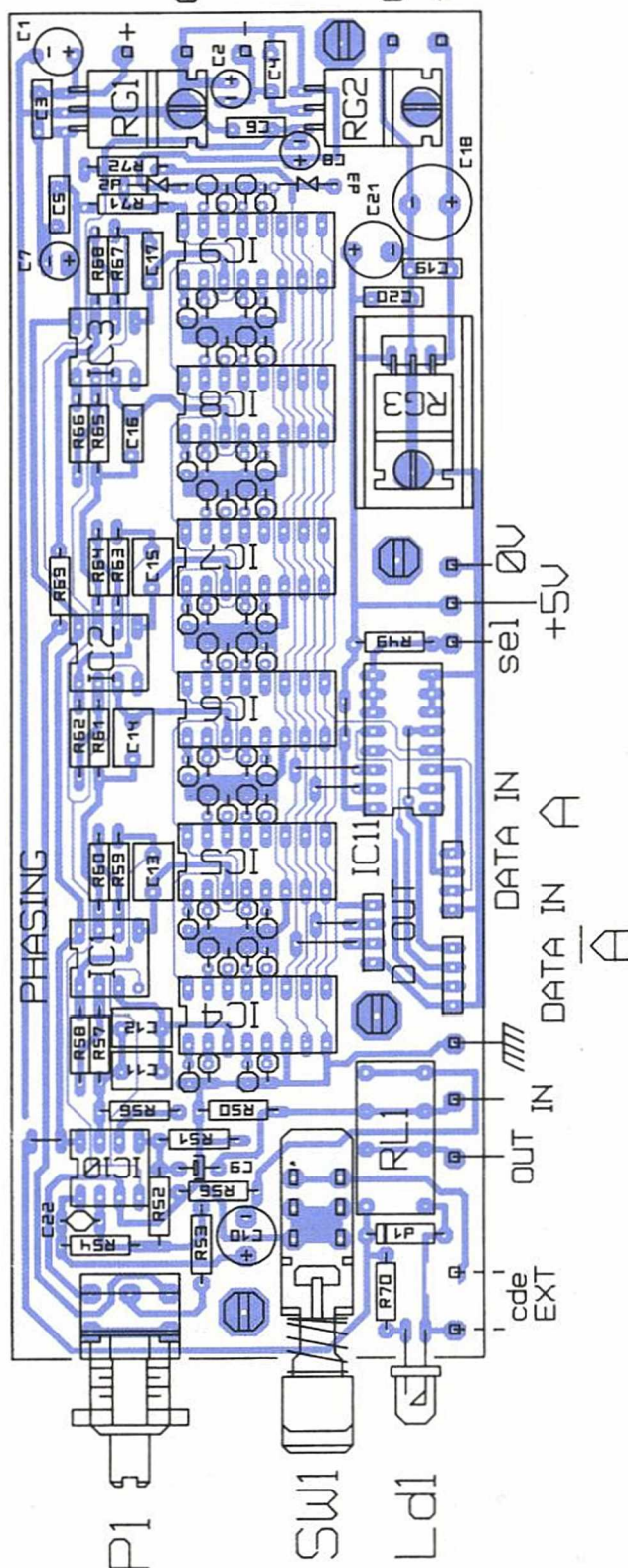
Si on se rappelle ce qui a été dit des caractéristiques particulières à un effet LES-



■ Figure 8a : CI Phasing



■ Figure 9



■ Figure 8b : implantation Phasing

Nomenclature

INGUIT

Résistances

R1 : 220 k Ω
R2 : 2,2 M Ω
R3 : 1 k Ω
R4, R5 : 4,7 k Ω
R6 : 10 k Ω
R7, R8 : 22 Ω

Condensateurs :

C1 : 47 nF MILFEUIL
C2 : 10 nF MILFEUIL
C3, C6, C7 : 10 μ F 25 V
C4, C5 : 100 nF MILFEUIL
C11 à C13 : 470 nF MILFEUIL

Semi-conducteurs :

IC1 : TL072 + Support
IC2 : LDR + LED 5 mm rouge +
résistance 1,5 kΩ + support 14 broches

Divers :

Boîtier TEKO ref. 371
Cosses, passes-fils, visserie

PHASING

Résistances:

R1, R9, R17, R25, R33, R41 : 100 Ω
R2, R10, R18, R26, R34, R42 : 220 Ω
R3, R11, R19, R27, R35, R43 : 330 Ω
R4, R12, R20, R28, R36, R44 : 470 Ω
R5, R13, R21, R29, R37, R45 : 1 kΩ
R6, R14, R22, R30, R38, R46 : 2,2 kΩ
R7, R15, R23, R31, R39, R47 : 3,3 kΩ
R8, R16, R24, R32, R40, R48 : 4,7 kΩ
R49 : 10 kΩ
R50, R51, R55 : 47 kΩ
R52, R54 : 100 kΩ
R53, R56 à R68 : 22 kΩ
R69 : 10 MΩ
R70 à R72 : 1 kΩ

Condensateurs:

C1, C10, C21 : 100 μ F 25V
C2 : 22 μ F 25V
C3 à C6, C16, C19, C20 : 100 nF
MILFEUIL
C7 à C9 : 10 μ F 25V
C11 à C13 : 470 nF MILFEUIL

C14 : 330 nF MILFEUIL
C15 : 150 nF MILFEUIL
C17 : 47 nF MILFEUIL
C18 : 220 μ F 25V

Semiconducteurs:

RG1 : 7815
RG2 : 7915
RG3 : 7805 + radiateur
D1 : 1N4007
D2, D3 : Zener 7,5V
Ld1 : LED rouge 5 mm
IC1 à IC3 : TL072
IC4 à IC9 : CD4051
IC10 : NE5532
IC11 : CD4053

Divers:

P1 : 100 kA P11
SW1 : Schadow 2 inv
RL1 : Relais 12V MR62 ou eq.
Supports IC : 4 de 8 broches, 7 de 16
broches
3 connecteurs HE14 4 points , cosses
et visserie.

LIE réel, il y a encore de quoi jouer rien qu'à vouloir simuler correctement les sept cas de figures classiques :

- sept cas de figures classiques :
- 1/ Stop (sans déphasage)
 - 2/ de Stop à vitesse lente
 - 3/ de Stop à vitesse rapide
 - 4/ de vitesse lente à Stop
 - 5/ de vitesse rapide à Stop
 - 6/ de vitesse lente à rapide
 - 7/ de vitesse rapide à lente
- Bien entendu, un doublage des condi-

Bien entendu, un doublage des condi-

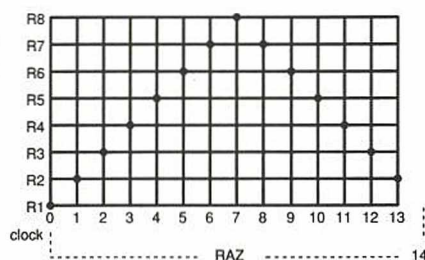


Figure 10a : balayage temporel des résistances 1 à 8.

tions pour un système à 2 voies serait idéal, et consisterait à travailler déjà sur 2 sorties d'horloges, 2 entrées de RAZ, et 3 entrées d'ordre utilisateur Stop, Slow, Fast.

En I2C, un PCF 8574 conviendrait parfaitement quitte (une fois les algorithmes bien au point) à dérouter les data d'horloges et de RAZ pour ne plus gérer que six données en sorties (D0 - D2 Low, High) et deux entrées commandées respectivement par Start/Stop et Slow/Fast. Chacun fera comme bon lui semble, mais une pédale de commandes (ou un report sur des touches clavier) des trois informations distinctes Stop, Slow et Fast, est nettement plus confortable.

Si on souhaite également reporter un affichage en cercle, un second PCF 8574 s'impose alors. Ne serait-il donc pas judicieux de partager harmonieusement Hard et Soft, afin de laisser au hard les tâches laborieuses et répétitives, au profit d'un soft plus élaboré (et plus rapide) ?

réservé à la simulation mécanique, ici très importante ?

CONCLUSION

Si INGUIT est immédiatement utilisable (même sur casque 600 Ohms avec un très bon niveau d'écoute), la carte PHASING attend des mots de commandes pour fonctionner. Passés les premiers essais en manuel avec une roue codeuse, il faudra ensuite s'attaquer à un pilotage plus ou moins performant, mais dans tous les cas passionnant. Pour l'instant l'auteur travaille avec COMMnet et un PCF 8574 (plus l'aide de l'ESPION, ERP n°552), et quand le soft sera parfaitement en mesure de reproduire les comportements mécaniques d'une 760, il sera temps d'affiner encore en doublant les 4051 pour « lisser les pentes », et obtenir alors une VRAIE LESLIE portable. Bon courage !

lean ALARY

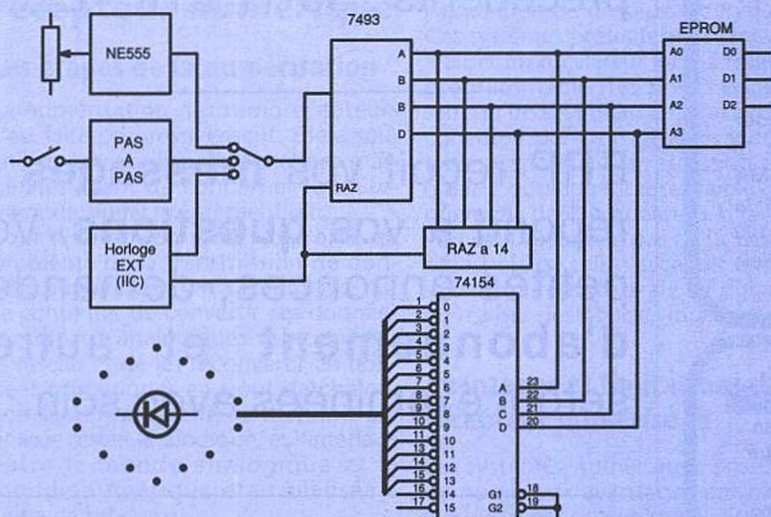


Figure 10b : séquençement «hard» avec dump de l'EPROM nécessaire.

TIME	A3	A2	A1	A0	D2	D1	D0
0	0	0	0	0	0	0	0
1	0	0	0	1	0	0	1
2	0	0	1	0	0	1	0
3	0	0	1	1	0	1	1
4	0	1	0	0	1	0	0
5	0	1	0	1	1	0	1
6	0	1	1	0	1	1	0
7	0	1	1	1	1	1	1
8	1	0	0	0	1	1	0
9	1	0	0	1	1	0	1
10	1	0	1	0	1	0	0
11	1	0	1	1	0	1	1
12	1	1	0	0	0	1	0
13	1	1	0	1	0	0	1
14	1	1	1	0	RAZ		

Pour Vous... nos près de 50 000 utilisateurs conscients de l'incomparable rapport qualité-prix de notre

routeur LAYO 1

Voici mise à votre disposition l'une des meilleures saisies de schémas du monde, à la puissance des logiciels pour stations de travail et

en version limitée, 100% opérationnelle:

SCHEMA III

Notre force:

Le client ne paie qu'en fonction de ses besoins.

Prix
TTC

LAYO1 Limitée, 1 000 vecteurs, 100% en français + autorouteur programmable, double mais aussi simple face, toutes les sorties et sauvegarde:	195
Idem avec manuel (français) 230 pages	395
Banc mécanique, électrique (1 300 modules, 30 cartouches)	600
SCHEMA III Limitée à 3 pages hiérarchiques A4, 600 objets. Manuel sous fichier.	255
Manuel SCHEMA III version Limitée en français	135
Manager pour intégration de ces 2 logiciels + post-actualisation:	322
Layo1 DOUBLE 2 000 vecteurs, version 4.92	1 000
Layo1 QUATRO. Pour l'amateur exigeant.	1 550
Layo1 DECIMO, 10 000. Pour les sociétés.	3 400
Layo1 VENTI, 20 000 vecteurs. Pour double carte europe dense.	5 555
SCHEMA III PROFESSIONNEL 7 000 objets. Sous Dos V3.34	4 750
SCHEMA-X, 10 000 objets. Sous WINDOWS, V 1.00	6 998
MASSTECK INC.: Rip up, push & shove Routeur sous Windows pour Layo1.	
Résolution: 0,0001"	11 030
SCHEMA WORKS PCB sous Windows, 100% PADS™ compatible	N.C.
PCB*2000, Version Dos & Windows, 100% PADS™ compatible	50 000
LOGICAL DEVICES INC.: CUPL, Starting Kit PLD-Compilateur: PAL16L8,	159
PAL16&20R4&6&8, PAL20L8&10 Document 103 pages: "A Guide to programmable Logic" et manuel "Starting Kit". Exceptionnellement avec interface SCHEMA III	249
Autres interfaces CUPL d'OrCAD SDT, CADSTAR, CAPFAST, PADS, PCAD, etc.	2 700
ST-CUPL G/L Système de développement complet. Contient	
GAL16v8/20/8/22v10/6001.	1 410
ALDEC INC. Simulateur SUSIE & doc. 20 pages, Starting kit pour TTL, CMOS,	
PAL10H8, 16R4, 22V10, PROM 27S281 et XILINX XC20XX-50; XC30XX-70, PAL16L8,	
PAL16&20R4&6&8, PAL20L8&10 sans save/print	265
SUSIE: Interfaces & Librairies: TIM, ALTERA, ACTEL, INTEL, XILINX, GaAs, GAF	
Mp8031 » 8085, etc	N.C.
Editeur Gerber & Excellon	2 875
Emulateur HP-GL vers la plupart des imprimantes	900
Kit phototirage pour traceur à plat	10 200

LAYO FRANCE SARL

Château Garamache
Vallée de Saubebonne, 83400 Hyères
Tél.: 94.28.22.59 Fax.: 94.48.22.16

3617 code LAYO

Téléchargements, un exemple, PETITFNT.ZIP 38% d'économies sur les vecteurs dans votre Layo1 (durée de téléchargement 48 secondes): la Mica à jour Layo1C d'août '89; Utilitaires pour Layo; 30 logiciels relatifs à l'électronique (Formation!, 10 databooks; Pspice, PLD, etc), nouveaux fichiers pour SCHEMA III Limitée; Managers/passereilles OrCAD™ et SCHEMA III; la démo interactive du Massteck™ router sous Windows; >100 circuits; une liste de notre CD-ROM contenant 2000 logiciels (rubrique FREE), etc

*** NOUVEAUTÉ MONDIALE ***

SUSIE ACTIVE SCHEMATIC SAISIE SOUS WINDOWS

Vous donne maintenant la possibilité, à tout instant et en temps réel, de "câbler en l'air" ou de simuler pendant que vous vous trouvez en cours de saisie de schéma.

6150 F HT Démo fonctionnelle & DOC 60 pages 100F TTC

module timing 10 picosecondes

SI ON VOUS DISAIT TOUT ? 3615 ERP

ERP met à votre disposition son **carnet d'adresses**, les **sommaires** des numéros précédents ainsi que la rubrique "info" sur les nouveaux produits.

ERP vous permet de **télécharger** avec le logiciel TELENEWS certains fichiers sur les deux derniers numéros parus. Pour les numéros précédents : 36-17 ERPTTEL.

ERP reçoit vos **messages** et répond à vos **questions**. Vos petites annonces, demandes d'abonnement et autres seront examinées avec soin.

LA RÉCEPTION RADIO NUMÉRIQUE ÉTUDE DU HSP 50016

C'est bien connu, les techniques

numériques sont de plus en plus

utilisées en électronique, que ce soit

dans le domaine de la basse fréquence

ou de la vidéo. Pourtant, la radio est

longtemps restée à l'écart de ce

mouvement, sans doute parce que les

fréquences mises en jeu se situent au-delà du domaine de couverture des DSP

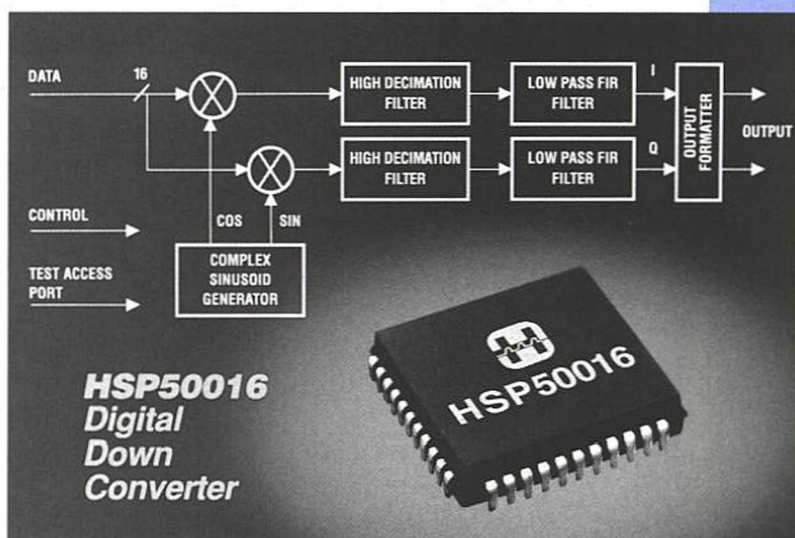
classiques qui dépasse difficilement le MégaHertz. Progressivement, de

nouveaux processeurs numériques, conçus à partir d'une logique cablée plutôt

que programmable, sont apparus. Parmi ces circuits suffisamment rapides pour

les applications radio, le HSP50016 de HARRIS Semiconductor peut constituer le

coeur d'un récepteur de radiocommunications.



Structure d'un récepteur numérique

Les étapes de la numérisation

La numérisation des radiorécepteurs s'est faite progressivement. Elle a touché en premier lieu des fonctions marginales avant de concerner le traitement de signal proprement dit.

Tout d'abord, on a été confronté au problème de la transmission de données numériques. On a commencé par se contenter de convertir ces données en signaux analogiques véhiculés par le réseau et de les reconverter en données numériques en bout de chaîne. Fondamentalement, la technologie utilisée restait analogique, et l'interface entre le monde analogique et le monde numérique était réalisée à l'aide de modems.

Parallèlement à cette évolution, le développement des synthétiseurs de fré-

quence utilisant des boucles à verrouillage de phase a été facilité par l'apparition de diviseurs de fréquence. Ces systèmes présentent l'avantage de réaliser un oscillateur local à fréquence programmable très précis en n'utilisant qu'un seul quartz. Cette évolution constitue donc un progrès incontestable. Cependant la résolution en fréquence obtenue est assez faible (classiquement de 1 à quelques kHz) car si l'on veut réduire le pas de la synthèse, on est obligé soit d'accepter une baisse de la pureté spectrale du signal, soit de réaliser des boucles multiples.

Avantages et limitations d'un récepteur numérisé

Les systèmes numériques présentent de nombreux avantages par rapport aux systèmes analogiques : ils ne présentent pas de dérive thermique, ne nécessitent pas de réglage, assurent un

filtrage efficace, peuvent être reprogrammés de façon quasi-instantanée. Ils ne sont pas pour autant parfaits : tout comme leurs homologues analogiques, ils peuvent être sensibles au bruit et à l'intermodulation à cause de l'erreur de quantification et des non-linéarités des convertisseurs A/N et N/A. L'erreur de quantification dépend de la résolution du système (voir figure 1), selon la loi :

$$R = 6,02 n + 1,76 \quad (\text{dB})$$

où : R est le rapport signal sur bruit, exprimé en dB, n est la résolution du système, en bits.

Le bruit peut aussi être dû à une instabilité de phase de l'horloge système (spectre étalé). Il est donc essentiel de soigner le circuit d'horloge afin d'obtenir la meilleure pureté spectrale possible.

Une dégradation du signal peut survenir au niveau du convertisseur N/A. En effet, lorsque le signal converti varie dans le temps, des dépassements fugi-

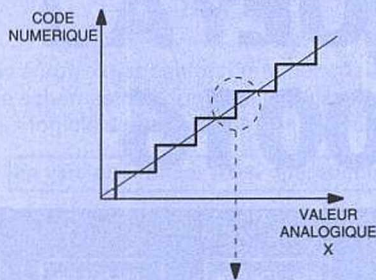


Figure 1 : bruit de quantification.

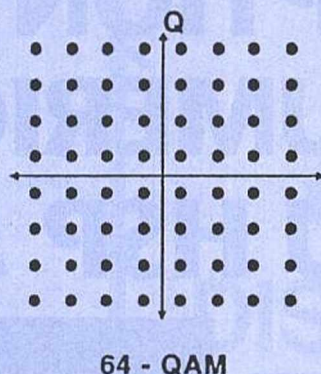


Figure 2 : modulation QAM.

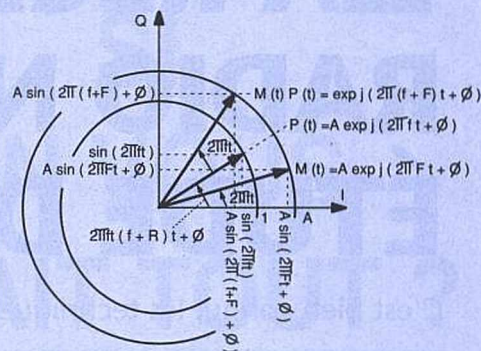


Figure 3 : représentation complexe d'un signal.

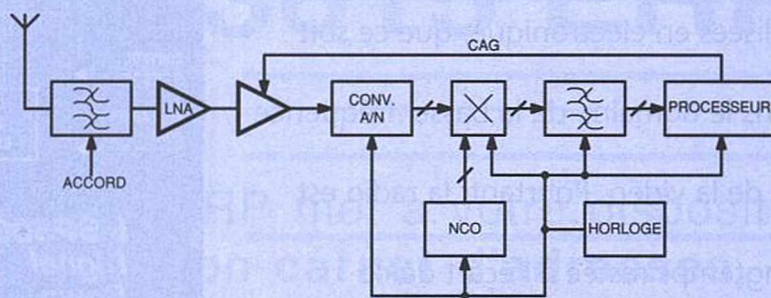


Figure 4 : récepteur numérisé à conversion directe.

tifs (glitches) peuvent apparaître lors des transitions de niveau. Il en résulte l'apparition d'harmoniques au niveau du signal analogique reconstitué. L'importance de ce défaut dépend de la conception du convertisseur. Afin de pouvoir apprécier le phénomène, on caractérise le convertisseur par la marge dynamique entre signal utile et signaux indésirables (paramètre SFDR : Spurious Free Dynamic Range). Plus cette grandeur, exprimée en dB, est élevée, meilleur est le convertisseur. D'autre part, les systèmes numériques sont assez gourmands en énergie, ce qui constitue un sérieux inconvénient dans le cas d'applications portables alimentées par batterie. Malgré tout, les défauts affectant la qualité du signal sont facilement maîtrisables et les systèmes numériques sont sensiblement plus performants que leurs homologues analogiques. Le filtrage est plus efficace, le rapport signal/bruit est plus élevé et le risque d'intermodulation est considérablement réduit.

Modulations numériques

La modulation consiste à faire varier l'un des paramètres d'une porteuse afin de transmettre une information. On peut agir soit sur son amplitude, soit sur sa phase, soit sur les deux. Une modulation est d'autant plus efficace qu'elle permet de transmettre une grande quantité d'informations avec un étalement spectral réduit. Le débit d'une modulation numérique est exprimé en bits/s et en Bauds. Ces deux grandeurs ne sont pas toujours égales. En effet on exprime en Bauds le

nombre de symboles transmis par seconde. Or, le nombre de bits représentés par un symbole dépend du type de modulation.

Dans le domaine de la transmission de données numériques, les principaux types de modulation sont les suivants : ASK : modulation en amplitude, par absence ou présence de la porteuse. PSK : modulation en phase, par déphasage de 0 ou 180 degrés (inversion).

FSK : modulation en fréquence de la porteuse.

QPSK : variante de la PSK, à 4 états FFSK : variante de la FSK, utilisée dans les modems radio 1200 Bauds.

GMSK : variante de la FSK et de la PSK, optimisée en occupation spectrale, utilisée dans le réseau GSM.

QAM : modulation très puissante, agissant à la fois sur l'amplitude et la phase. On peut avoir jusqu'à 64 états par caractère (voir figure 2)

Certes, un récepteur numérisé peut traiter indifféremment les signaux en modulation analogique et les signaux en modulation numérique. Cependant, la modulation numérique est préférable car elle présente une très grande souplesse quant à la nature des données transmises. Elle intègre presque toujours des mécanismes de correction d'erreur, ce qui constitue un avantage décisif.

Représentation réelle et représentation complexe

Les nombres complexes sont un excellent outil pour la représentation des signaux modulés. La porteuse peut être représentée par un vecteur d'amplitude

de contante, en rotation constante à la vitesse angulaire $2\pi f$ (rd/s). Le signal modulé peut être représenté par un vecteur d'amplitude A , tournant à la vitesse angulaire $2\pi(f + F)$ (rd/s), avec un angle initial égal à la phase ϕ .

On peut imaginer les projections de ces vecteurs sur les axes réel et imaginaire du plan complexe (voir figure 3).

Considérons une porteuse :

$$p(t) = \cos 2\pi f t \text{ modulée par un signal : } m(t) = A \cos (2\pi F t + \phi)$$

Ces signaux ont une représentation complexe :

$$\begin{aligned} P(t) &= \exp(j2\pi f t) \\ &= \cos 2\pi f t + j \sin 2\pi f t \\ M(t) &= A \exp(j2\pi F t + \phi) \\ &= A [\cos(2\pi F t + \phi) + j \sin(2\pi F t + \phi)] \end{aligned}$$

Après passage dans le modulateur, on obtient :

$$\begin{aligned} \text{- en représentation réelle :} \\ p(t) \cdot m(t) &= A \cos 2\pi f t \cdot \cos (2\pi F t + \phi) \\ &= (A/2) [\cos (2\pi(f + F)t + \phi) + \cos (2\pi(f - F)t)] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \text{- en représentation complexe :} \\ P(t) M(t) &= A \exp(j2\pi f t) \exp(j2\pi F t + \phi) \\ &= A \exp[j2\pi(f + F)t + \phi] \end{aligned}$$

On constate qu'un signal modulé comporte 2 bandes latérales en représentation réelle, contre une seule bande latérale en représentation complexe. Cette caractéristique peut être utilisée avec profit dans les récepteurs numériques.

Récepteur numérisé à conversion directe

Il s'agit de la transposition numérique du récepteur à conversion directe classique. Sa structure apparaît en figure

re 4. L'étage d'entrée reste analogique ; le facteur de bruit du système dépend essentiellement de ses performances. Il doit être associé à un filtre afin d'éliminer les signaux indésirables. Il peut être suivi d'un autre étage analogique à gain variable. la commande automatique de gain est destinée à présenter à l'entrée du convertisseur un signal permettant d'utiliser convenablement la dynamique permise par la résolution choisie.

A ce niveau, il semble qu'une résolution de 12 bits soit un minimum pour les applications classiques. Actuellement, les performances des meilleurs convertisseurs monolithiques disponibles sur le marché se situent aux alentours de 10 MSPS (millions d'échantillons par seconde) pour une résolution de 14 bits et de 3 MSPS pour 16 bits. En tenant compte du critère de Nyquist ou de Shannon (afin d'éviter le recouvrement des spectres, la fréquence d'échantillonnage doit être au moins le double de la bande passante du signal échantillonné), il est possible de recevoir par cette méthode des signaux de quelques MégaHertz. Le signal numérisé est ensuite mélangé dans un multiplieur avec un signal issu d'un oscillateur à commande numérique (NCO : Numerically Controlled Oscillator). Le signal issu du battement est ensuite énergiquement filtré pour restituer la modulation d'origine.

Récepteur superhétérodyne à double conversion de fréquence

Le récepteur à conversion directe, même numérique, n'est utilisable que pour la réception de fréquences relativement basses. Il est excellent pour recevoir les signaux horaires que l'on trouve en-dessous de 150 kHz, car le filtrage numérique permet la réception à bande très étroite. Cependant, lorsque la fréquence à recevoir s'élève, une autre configuration devient nécessaire pour garder de bonnes performances.

La figure 5 nous présente la structure d'un récepteur à double changement de fréquence, adapté aux VHF. Le signal est d'abord traité par des étages analogiques : il est filtré et amplifié par un amplificateur sélectif, puis transposé sur une première fréquence intermédiaire (10,7 MHz) pour assurer une bonne réjection de la fréquence image. Après amplification et filtrage, le signal est ensuite retransposé sur une deuxième fréquence intermédiaire (455 kHz) afin de pouvoir utiliser un convertisseur A/N 16 bits. On pourrait se contenter d'une seule fréquence intermédiaire, car les filtres numériques sont suffisamment efficaces pour assurer une bonne sélectivité à 10,7 MHz, mais on serait obligé d'utiliser des

convertisseurs à faible résolution et les performances du récepteur seraient moins bonnes.

Le signal à 455 kHz est numérisé et attaque 2 mélangeurs qui reçoivent d'autre part 2 signaux en quadrature issus d'un NCO.

En sortie des mélangeurs, après filtrage sur chacune des 2 voies, on trouve une représentation complexe du signal démodulé. Cette configuration, compliquée en apparence, permet de démoduler aussi bien les signaux modulés en phase qu'en amplitude. Elle sera détaillée dans la description du HSP50016.

Récepteur UHF numérisé

La structure globale d'un tel récepteur est présentée à la figure 6. Dans le cas du réseau de radiotéléphone numérique paneuropéen GSM, il faut pouvoir recevoir une bande de fréquence large de 35 MHz, située aux alentours de 900 MHz. On transpose donc le signal à recevoir sur une fréquence intermédiaire d'au moins 70 MHz (75 MHz par exemple) pour éviter d'être perturbé par la fréquence image. La bande passante de l'étage d'entrée (qui fonctionne en large bande) est fixée à 35 MHz par un filtre à ondes de surface (SAW filter). La préamplification et la conversion en fréquence du signal d'entrée peuvent être réalisées

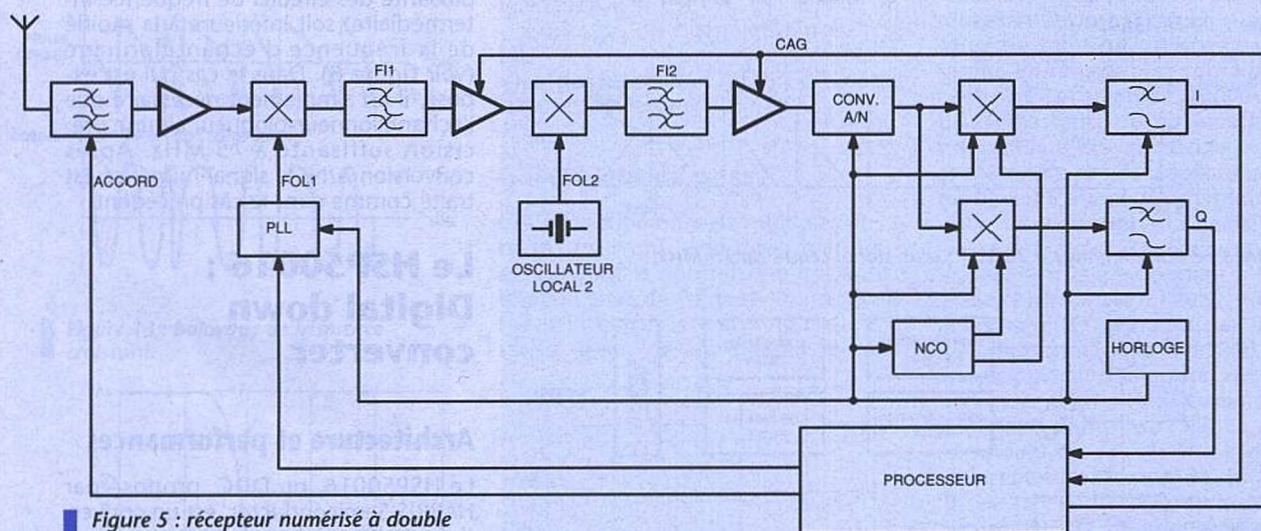


Figure 5 : récepteur numérisé à double changement de fréquence.

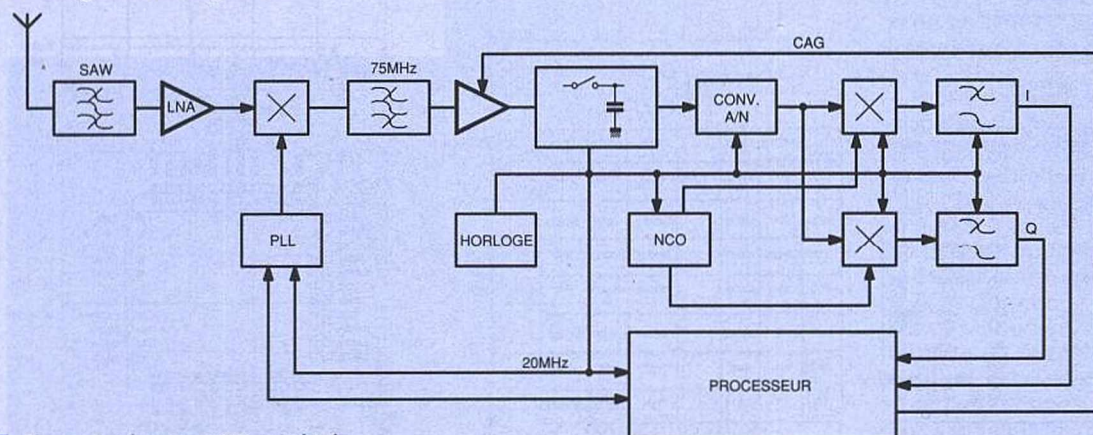


Figure 6 : récepteur UHF numérisé.

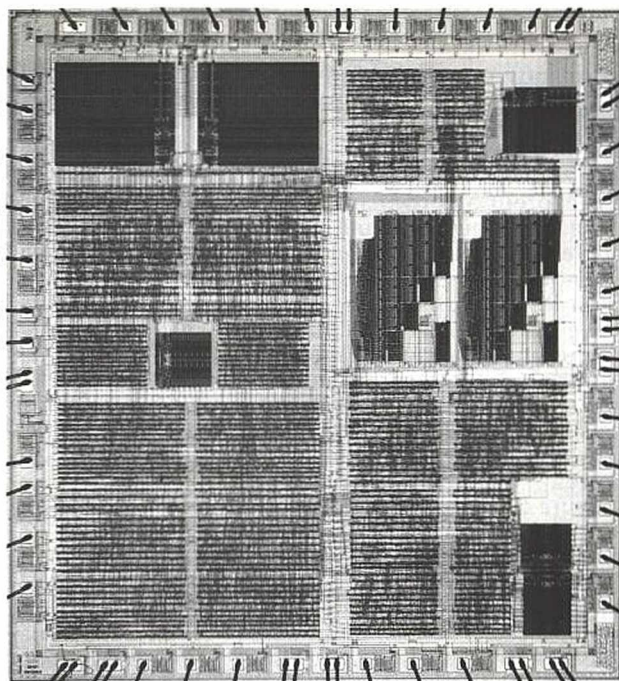
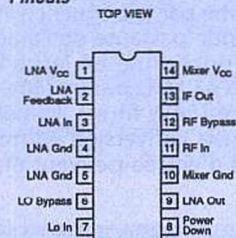


Figure 11 : aspect de la puce du HSP50016.

Pinouts



Block Diagram

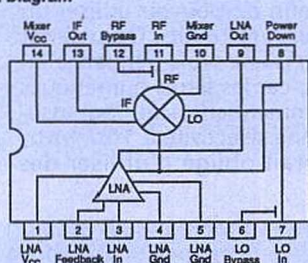


Figure 7 : le HFA3600.

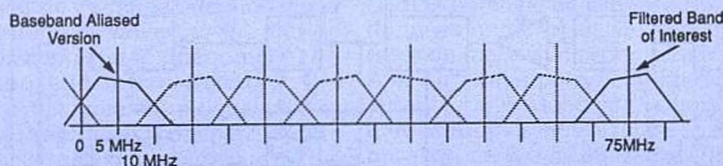


Figure 8 : échantillonnage à 20 MSPS d'un signal centré sur 75 MHz.

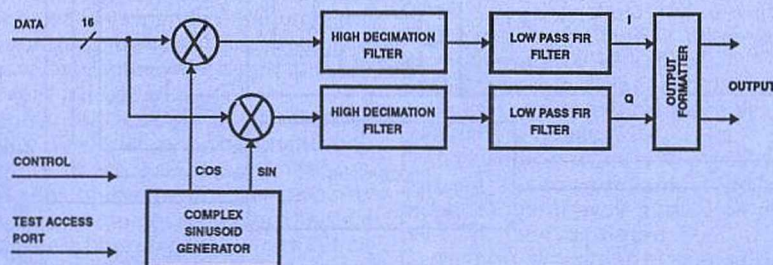


Figure 9 : architecture du HSP50016.

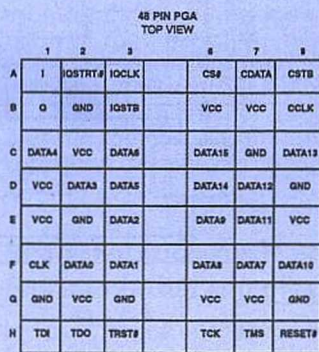
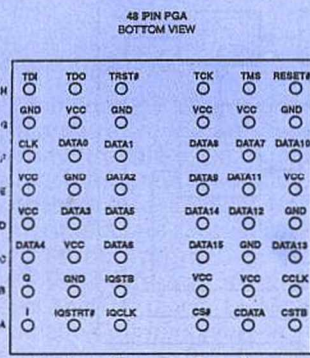


Figure 10 : brochage des boîtiers PLCC et PGA.

par un circuit intégré unique, tel que le HFA3600 de HARRIS Semiconductor (voir figure 7). A 900 MHz, la partie préamplificateur de ce circuit intégré présente un facteur de bruit de 2,4 dB et un point d'interception de troisième ordre correspondant à +10,7 dBm en sortie, ceci pour un gain de 11 dB. En ce qui concerne le mélangeur, ces valeurs sont respectivement de 6,7 dB, +13,1 dBm et 8,1 dB. Lorsque les deux étages sont combinés, on obtient un facteur de bruit de 3,1 dB et un IP3 situé à +12,1 dBm en sortie, pour un gain global de 19,1 dB.

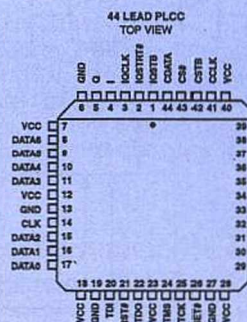
Une fréquence intermédiaire de 75 MHz est encore élevée pour les circuits numériques actuels, à moins d'utiliser des technologies avides d'énergie, comme l'ECL. La solution à ce problème réside dans l'échantillonneur-bloqueur qui précède le convertisseur A/N. En effet, cet étage peut être assimilé à un multiplieur dont l'une des entrées est attaquée par un signal en tout ou rien, riche en harmoniques. Avec une fréquence d'échantillonnage de 20 MHz, il y a battement entre l'harmonique 2 (40 MHz) et le signal reçu, ce qui donne naissance à un signal dont le spectre (autour de 40 - (75 - 40) = 5 MHz) est la symétrique du signal d'entrée. Le signal résultant pourra être traité par la chaîne numérique.

En dépit des apparences, cette solution respecte le critère de Nyquist. Il suffit pour cela que la largeur du spectre du signal traité (déterminée par la bande passante des circuits de fréquence intermédiaire) soit inférieure à la moitié de la fréquence d'échantillonnage (voir figure 8). Dans le cas qui est exposé, il est simplement nécessaire que l'échantillonneur-bloqueur ait une précision suffisante à 75 MHz. Après conversion A/N, le signal numérisé est traité comme dans le cas précédent.

Le HSP50016 : Digital down converter

Architecture et performances

Le HSP50016, ou DDC, proposé par HARRIS Semiconductor, est un convertisseur, démodulateur entièrement nu-



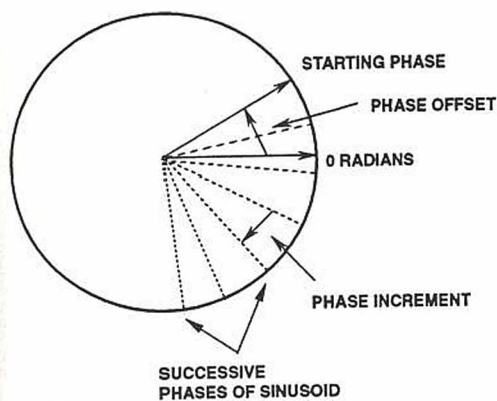


Figure 12 : fonctionnement du générateur de phase.

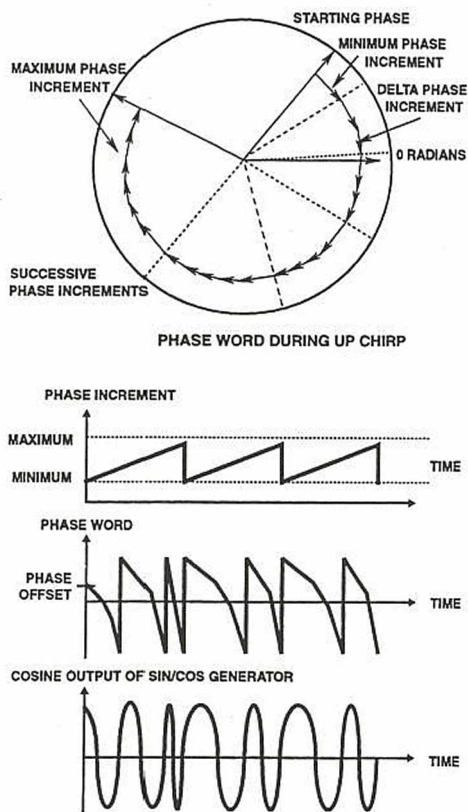


Figure 13 : balayage de fréquence croissant.

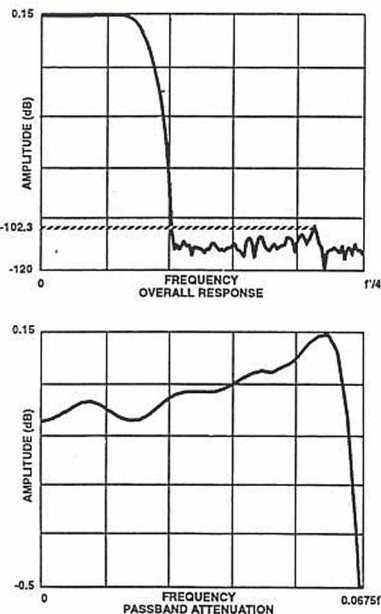


Figure 14 : réponse en fréquence du HDF seul.

mérique réalisé en technologie CMOS utilisable jusqu'à une fréquence d'échantillonnage de 52 MHz. Il est disponible au choix dans un boîtier PGA de 48 broches ou dans un boîtier PLCC de 44 broches.

Comme le montre la figure 9, il est constitué d'un générateur de phase très sophistiqué capable de fonctionner suivant plusieurs modes : fréquence fixe, saut de fréquence, balayage croissant, balayage décroissant. Ce générateur commande un générateur sinusoïdal complexe dont les 2 signaux en quadrature sont mélangés avec le signal d'entrée dans un modulateur. Il en résulte 2 signaux qui correspondent à la partie réelle et à la partie imaginaire de la représentation complexe du signal issu du mélange. Chacun est véhiculé sur une chaîne de traitement spécifique et subit un filtrage énergétique. La plupart des paramètres définissant le fonctionnement du circuit sont programmés par écriture dans des registres de contrôle. Enfin, pour compléter l'ensemble, un port spécial permet le test sur carte du circuit intégré.

La technologie numérique de ce circuit intégré permet l'obtention de performances exceptionnelles :

- résolution en fréquence de l'oscillateur local : mieux que 0,006 Hz
- ondulation dans la bande passante : inférieure à 0,04 dB
- atténuation hors bande : supérieure à 106 dB
- facteur de forme (de -3dB à -102 dB) : inférieur à 1,5
- résolution du signal en entrée : 16 bits
- marge dynamique (SFDR) du modulateur : supérieure à 102 dB

Générateur de phase

Cette fonction offre de multiples possibilités : suivant la programmation, il est possible d'obtenir une fréquence fixe, un saut de fréquence, un glissement linéaire de fréquence dans le sens croissant, ou dans le sens décroissant.

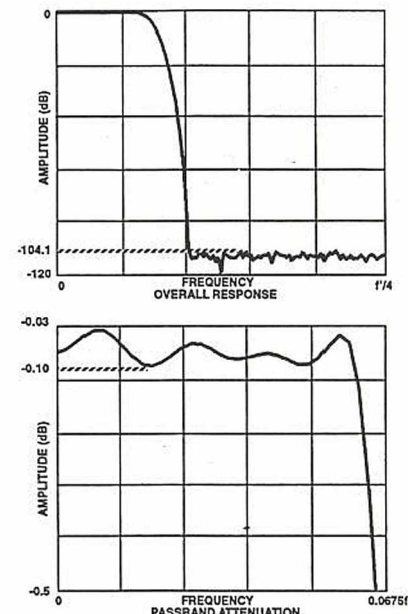


Figure 15 : réponse en fréquence de la combinaison HDF + FIR.

sant. A une fréquence donnée, l'incrément de phase est égal à :

$$d\phi = 2^{\frac{1}{2}} \cdot F_c / F_s$$

avec F_c fréquence de l'oscillateur local et F_s fréquence d'échantillonnage.

Si l'incrément de phase est constant, la fréquence F_c est constante. Cependant, le HSP50016 offre la possibilité de faire évoluer l'incrément de phase. A chaque cycle d'horloge, l'incrément de phase ("phase increment") peut être lui-même incrémenté d'une valeur appelée "delta phase increment". On peut ainsi le faire évoluer entre deux valeurs limites.

Concrètement, ceci se traduit par un balayage linéaire en fréquence (scanning). La figure 13 montre l'évolution des paramètres pour un balayage de fréquence dans le sens croissant.

Générateur sinusoïdal et modulateur

Le générateur est une simple table de correspondance. A partir de la valeur de la phase, il produit deux signaux sinusoïdaux en quadrature, représentés sur 17 bits. En mélangeant séparément ces signaux au signal d'entrée dans le modulateur, on obtient une représentation complexe signal issu du battant. Le signal d'entrée est défini sur 16 bits, en binaire pur ou en complément à 2, selon la programmation du circuit.

Filtres passe-bas

Nous avons vu précédemment que la représentation complexe d'un signal modulé occupe un spectre 2 fois moins étendu que sa représentation réelle. Ceci permet de doubler la bande passante du système pour une fréquence d'échantillonnage donnée et d'étendre par conséquent le domaine d'application d'un circuit numérique limité en rapidité. Le signal est traité à travers deux canaux identiques, l'un correspondant à la partie réelle (I : In-phase), l'autre à la partie imaginaire (Q : Quadrature). Chacun de ces canaux est constitué de 2 étages : un filtre à rapport de décimation élevé (HDF : High Decimation Filter), suivi d'un filtre "FIR" à réponse impulsionnelle finie (FIR : Finite Impulse Response). Avant de décrire ces filtres dans le détail, précisons que la décimation est un processus par lequel la fréquence d'échantillonnage en sortie de système est égale à un sous-multiple de la fréquence d'échantillonnage en entrée.

Le HDF est constitué d'un intégrateur suivi d'un filtre en peigne. Ce type de filtre permet l'extraction d'un signal de bande très étroite à partir d'un spectre à large bande. La bande passante d'un tel filtre est représentée à la figure 14. Elle dépend du rapport de décimation du HDF qui est compris entre 16 et 32768. Comme le montre la figure, plus ce rapport est élevé, plus la bande passante est étroite. Ce filtre présente aussi une excellente réjection des harmoniques du signal présent à la sortie, ce qui diminue la distorsion.

L'atténuation du signal disponible en sortie de filtre dépend du facteur de

décimation. Elle est compensée à l'aide d'un multiplieur à facteur d'échelle programmable.

Le filtre FIR qui suit le HDF est destiné à diminuer les ondulations et à améliorer la réponse en fréquence dans la bande de transition. Il est le siège d'une décimation d'ordre 4 et son efficacité correspond à un filtre à 121 coefficients. La résolution en sortie de filtre est de 18 bits. La figure 15 donne un aperçu de la réponse globale et permet de mesurer l'amélioration obtenue en faisant suivre le HDF par un filtre FIR.

Conversion sans inversion de spectre

On dispose à la sortie des filtres de 2 signaux en quadrature I et Q, qui correspondent respectivement à la partie réelle et à la partie imaginaire du signal reçu. La fréquence d'échantillonnage f'' est définie par :

$f'' = f' / 4 = f_s / (4 \cdot R)$ où f'' est la fréquence d'échantillonnage en sortie de FIR, f' la fréquence d'échantillonnage en sortie du HDF, et R le rapport de décimation du HDF.

Le spectre du signal complexe ainsi obtenu, centré sur la fréquence 0, s'étend entre $-f''/4$ et $+f''/4$ (voir figure 16). Ce signal a été obtenu en mélangeant avant filtrage le signal reçu avec un signal issu de l'oscillateur local de fréquence F_{ol} . Cette fréquence F_{ol} est centrée sur l'une des bandes latérales du signal reçu. Il est décrit par l'expression :

$$z(n) = \cos[2\pi(F - F_{ol})n] + j \sin[2\pi(F - F_{ol})n] = \exp[j2\pi(F - F_{ol})n]$$

Il est possible de convertir ce signal complexe en un signal réel, particulièrement lorsqu'on n'a pas besoin de l'information de phase (démodulation de l'AM, de la BLU, ou de l'ASK). Pour cela, le spectre du signal doit d'abord être décalé de $f''/4$. Cela s'obtient en multipliant le signal par un signal de fréquence égale au quart de la fréquence d'échantillonnage. Un signal correspond à la suite d'échantillons suivante :

$1 + 0j, 0 + j, -1 + 0j, 0 - j, 1 + 0j, \dots$
Ceci s'obtient très facilement en multipliant successivement les échantillons de la partie réelle par +1, 0, -1, 0 et en faisant de même avec la partie imaginaire (avec un décalage).

Le spectre obtenu apparaît à la figure 16b. En additionnant la partie réelle et la partie imaginaire, on retrouve alors le signal en représentation réelle (voir figure 16c).

Conversion avec inversion de spectre

Dans certains cas, le signal peut subir une inversion de spectre en cours de traitement. C'est le cas du récepteur UHF décrit dans l'un des paragraphes précédents. Le HSP50016 offre l'option de retourner à nouveau le spectre pour retrouver la distribution initiale des fréquences. En mode complexe, on y parvient en accordant le NCO sur la bande latérale ad hoc. En mode réel,

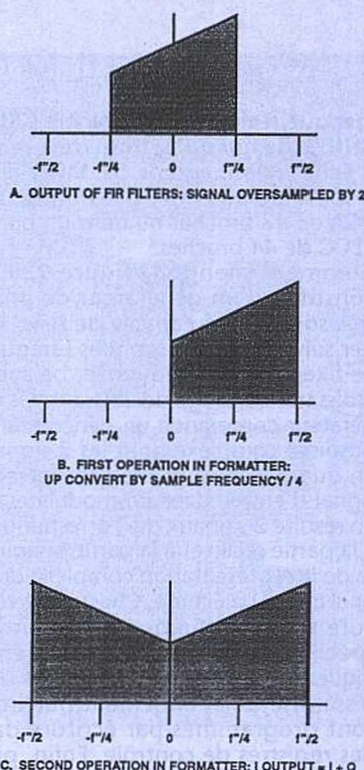


Figure 16 : conversion d'un signal complexe en signal réel.

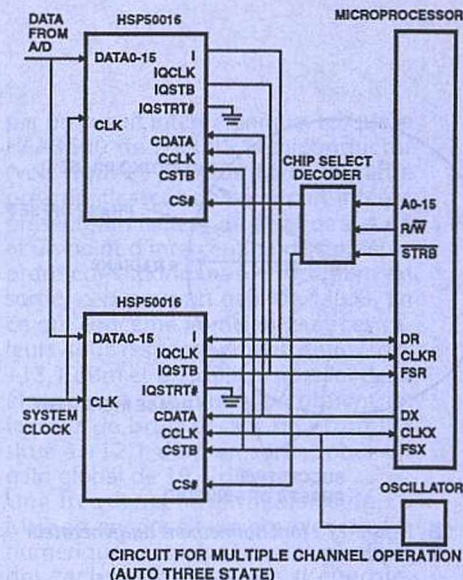


Figure 17 : récepteur multicanal : une des solutions possibles.

un bit spécifique du registre de contrôle le 4 active la fonction d'inversion spectrale.

Transfert des données après traitement

Physiquement, le HSP50016 est muni de 2 ports série I et Q compatibles avec la plupart des processeurs numériques (DSP).

Des signaux d'horloge et de synchronisation contrôlent le transfert des données. L'éventail des possibilités offertes à ce niveau est très large.

L'utilisateur peut choisir entre une représentation complexe ou une représentation réelle du signal de sortie. Dans le premier cas, les informations peuvent être disponibles simultanément ou en alternance sur les 2 ports, ou encore en alternance avec utilisation exclusive du port I. Dans le second cas, les données apparaissent sur le port I. Il peut aussi définir le format des données en sortie :

- 16, 24, 32, ou 38 bits
- binaire pur, complément à deux, binaire signé, virgule flottante.

Signalons enfin qu'il est possible de coupler plusieurs DDC ensemble pour les relier à un unique DSP ou microprocesseur.

On peut ainsi réaliser un récepteur multicanal (voir figure 17).

Programmation

La programmation du HSP50016 est mémorisée dans 8 registres de contrôle. Ces registres mémorisent des "mots de contrôle" d'une longueur de 40 bits et sont chargés par l'intermédiaire d'un port série. Chaque mot de contrôle est associé à la programmation d'une des fonctions du circuit. Il est ainsi possible de programmer les paramètres du générateur de phase,

de définir le format des données en entrée et en sortie, de définir le coefficient de décimation du HDF et les facteurs d'échelle, de sélectionner ou non l'inversion de spectre du signal reçu, de gérer ou non les dépassements de niveau.

Test

Le HSP50016 est muni d'un port de test (TPA : Test Access Port) qui permet de le contrôler même lorsqu'il est en place sur un circuit imprimé. La procédure de test est conforme au standard IEEE 1149.1. Il est possible d'exécuter de cette manière un certain nombre d'instructions, dont par exemple la lecture/écriture des registres de contrôle.

CONCLUSION

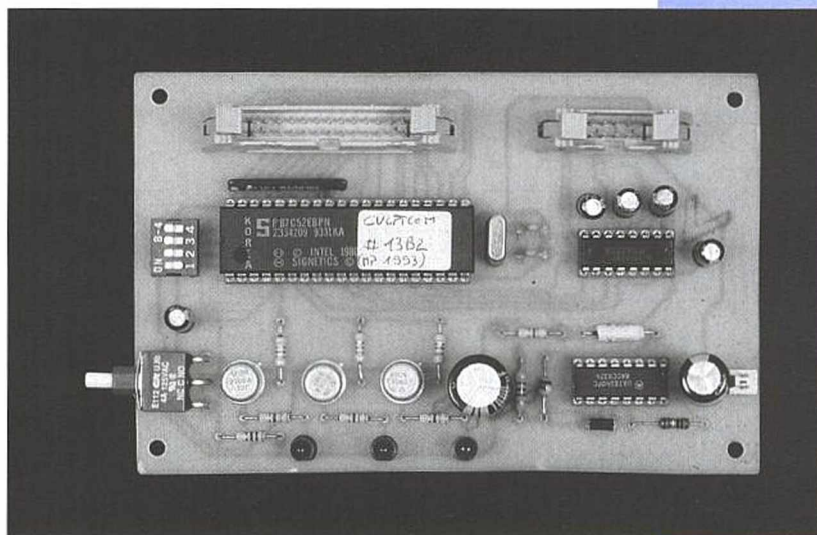
Avec l'arrivée du HSP50016, la numérisation des radiorécepteurs marque un nouveau pas. La technologie actuelle n'est certes pas encore utilisable dans tous les cas. A cet égard, le prix de revient d'un système numérique constitue un obstacle majeur à sa généralisation. Malgré tout, elle est particulièrement intéressante pour la réception de signaux à bande très étroite, lorsqu'il faut effectuer des changements de fréquence immédiats (systèmes à évocation de fréquence), ou, dans les stations fixes lorsqu'il faut recevoir simultanément un grand nombre de canaux. N'en doutons pas, les circuits numériques dédiés aux radiocommunications sont promis à bel avenir !

Bibliographie : - DSP Data-book (HARRIS Semiconductor)
- Notice technique du HSP50016
- IEEE Standard Test Access Port and Boundary-Scan Architecture, IEEE Std 1149.1 - 1990

Thierry RIFFLART
HARRIS Semiconductor

CONVERTISSEUR PARALLELE-SERIE REVERSIBLE

Qui n'a jamais eu besoin de connecter
un équipement série sur un port
parallèle ou vice versa ? Un
convertisseur s'impose donc. Mais selon
le sens de la conversion il faudra un
convertisseur différent. Pour couvrir les
deux cas de figure, le convertisseur que
nous vous proposons ce mois-ci est réversible.



Le schéma du convertisseur (figure 1) est très simple grâce à l'emploi d'un microcontrôleur désormais bien connus des lecteurs, le 87C52. Le microcontrôleur intègre tous les éléments

nécessaires à notre application, à savoir plusieurs ports 8 bits bidirectionnels, un port série, sans oublier une EPROM, une RAM, et des TIMERS. Selon le sens de la conversion, le logi-

ciel du microcontrôleur configurera les lignes du port parallèle en entrées ou bien en sorties. On peut donc relier directement les ports du microcontrôleur au connecteur du port parallèle.

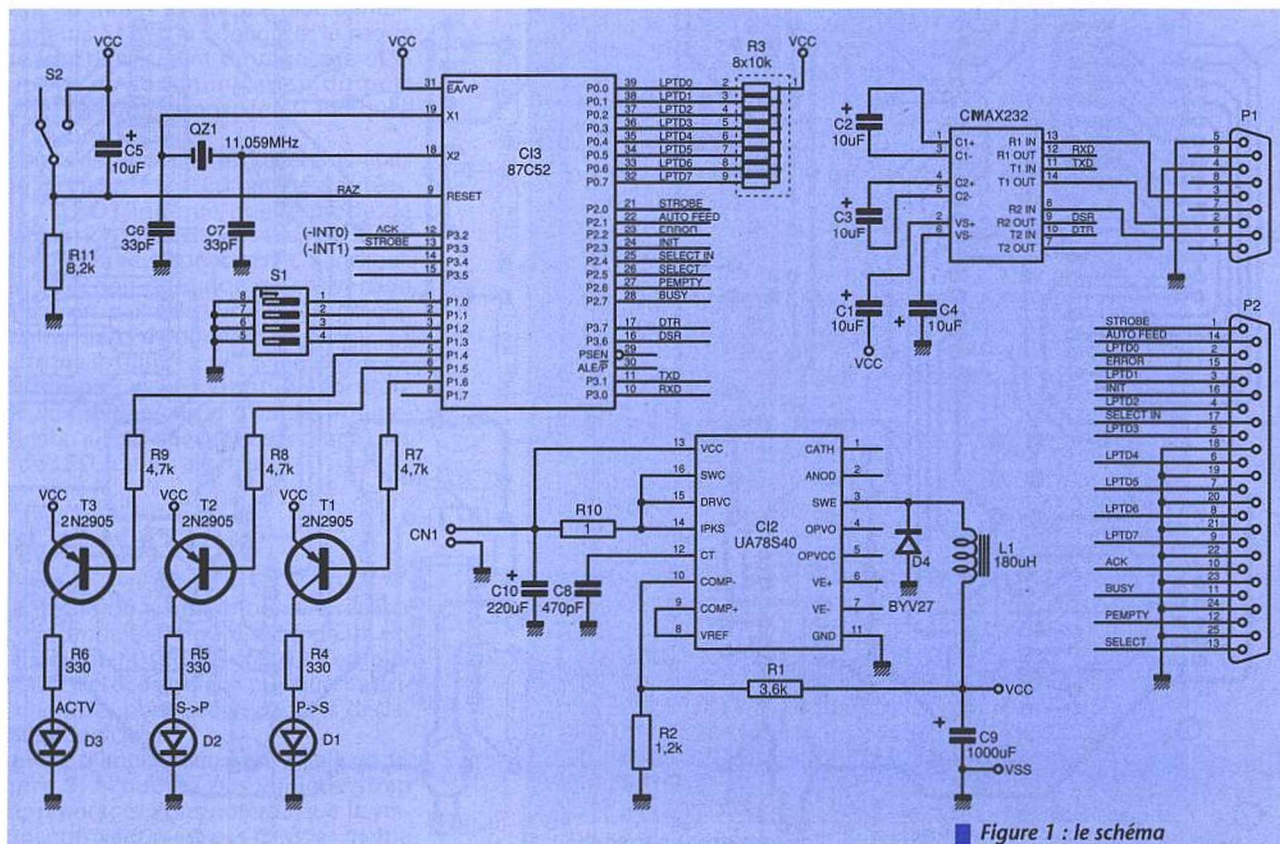
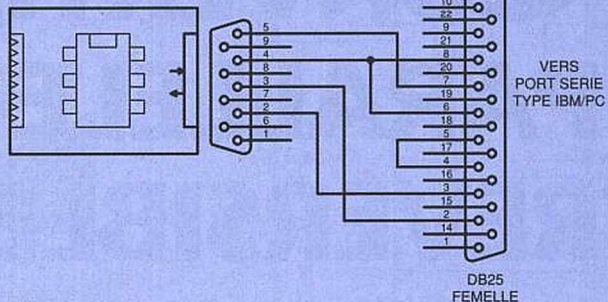
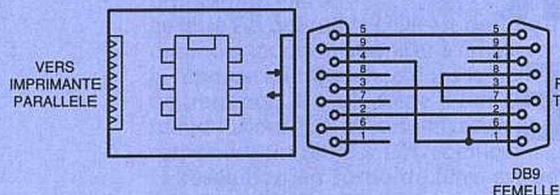
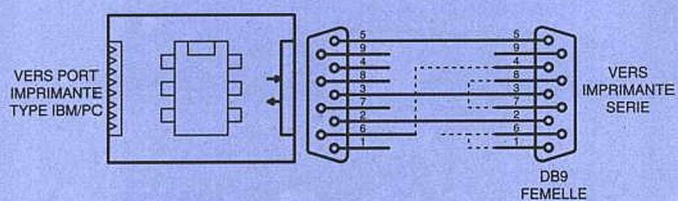


Figure 1 : le schéma

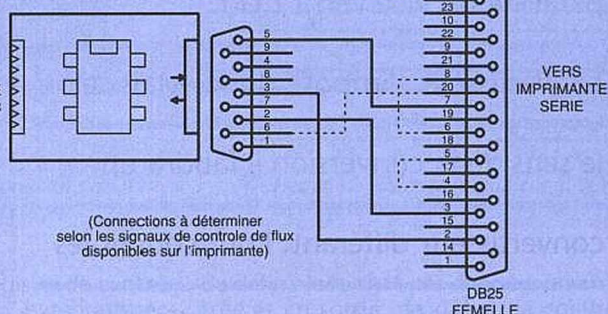
MODE SERIE --> PARALLELE



MODE PARALLELE --> SERIE



(Connections à déterminer selon les signaux de contrôle de flux disponibles sur l'imprimante)



(Connections à déterminer selon les signaux de contrôle de flux disponibles sur l'imprimante)

Figure 2 : les différentes Interconnexions

Figure 4 : le circuit imprimé

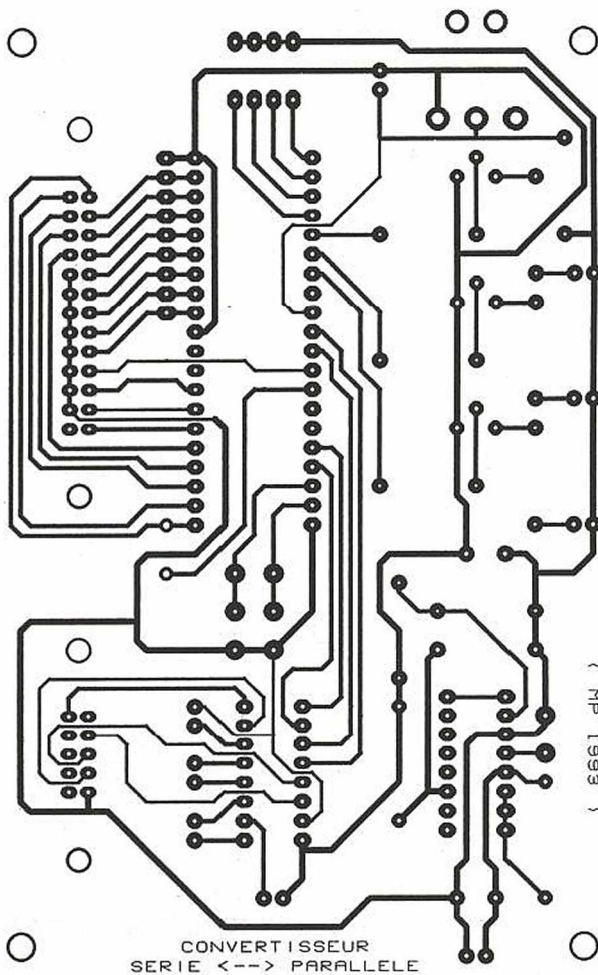
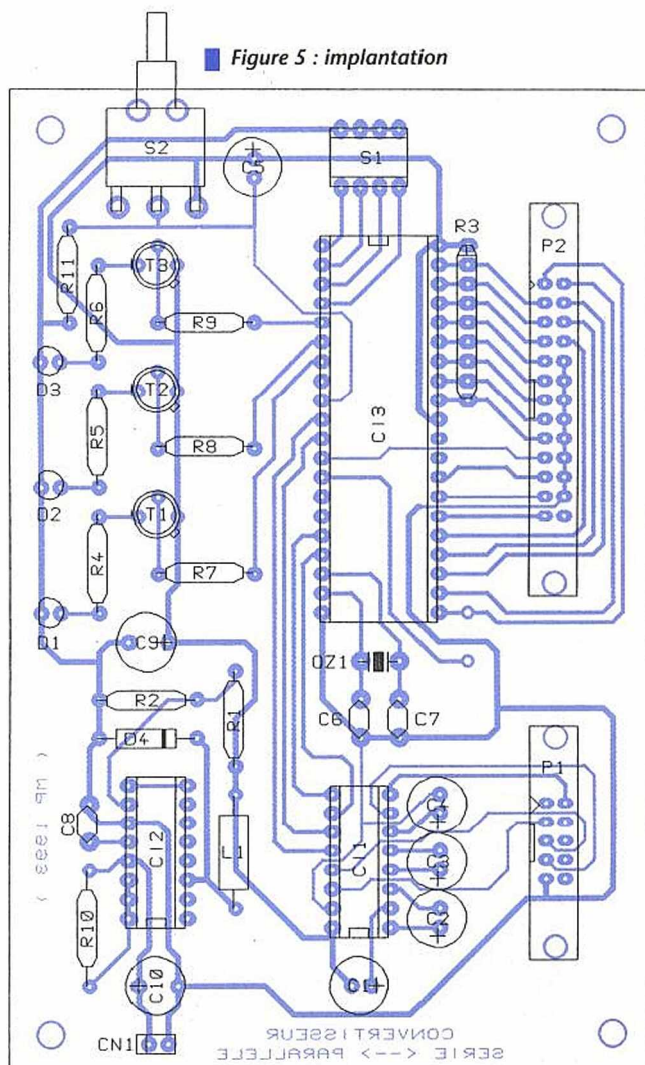
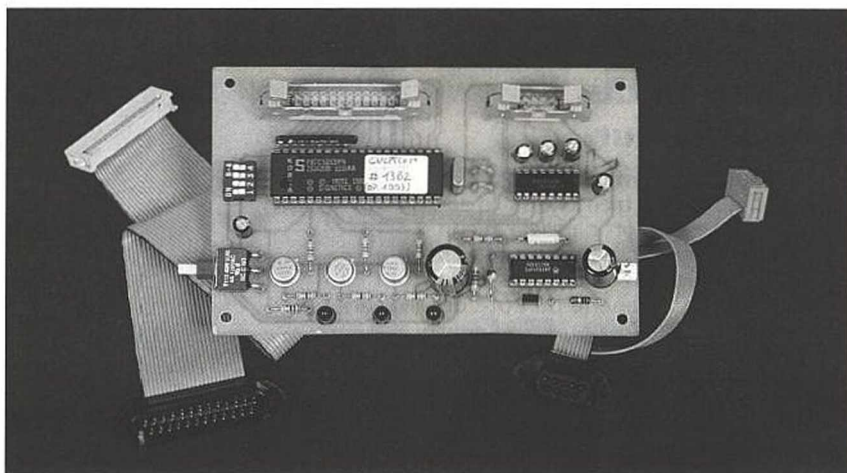


Figure 5 : implantation



Le port P0 du microcontrôleur nécessite des résistances de rappels à VCC puisqu'il en est dépourvu. Les signaux ACK et STROBE sont reliés aux entrées INT0 et INT1 afin de permettre une gestion du transfert des données via les interruptions. En ce qui concerne le port série, l'adaptation des niveaux est confiée à un MAX232. Le sens de communication des lignes du port série ne sera donc pas réversible. Pour tenir compte du sens des signaux de contrôle de flux, il faudra donc utiliser un câblage différent selon le sens de la conversion souhaitée. La figure 2 regroupe les différents câbles possibles.



SW1	SW2	SW3	Vitesse de communication
ON	ON	ON	19200 Bauds
OFF	ON	ON	9600 Bauds
ON	OFF	ON	4800 Bauds
OFF	OFF	ON	2400 Bauds
ON	ON	OFF	1200 Bauds
OFF	ON	OFF	600 Bauds
ON	OFF	OFF	300 Bauds
OFF	OFF	OFF	150 Bauds

SW4	Sélection du mode
ON	Conversion Série vers Parallèle
OFF	Conversion Parallèle vers Série

sens que les autres composants. Donc veuillez-y.

Le logiciel

Le listing source du logiciel à implanter dans le microcontrôleur ne pouvant tenir dans ces pages, nous vous livrons le code hexadécimal que vous pourrez télécharger par Minitel sur le 3615 code ERP. Listing ci-dessous.

Si vous n'êtes pas équipé pour programmer vous-même le microcontrôleur, vous trouverez des revendeurs de composants tout prêts à vous rendre ce service (si vous achetez le microcontrôleur chez eux bien entendu !).

Figure 3 : affectation des switches

L'alimentation de l'ensemble est confiée à un petit régulateur à découpage. De la sorte il est possible d'alimenter le montage par n'importe quel bloc secteur pour calculatrice fournissant au moins 9V DC. Le bloc d'interrupteurs S1 sert à configurer le mode de fonctionnement du montage et la vitesse de communication du port série. La correspondance est indiquée en figure 3.

Enfin pour indiquer les différents états du montage trois LED ont été ajoutées. La LED D1 indique que le mode de conversion parallèle vers série est sélectionnée tandis que la LED D2 indique la sélection du mode de conversion série vers parallèle. La LED D3 indique les transferts de données en cours. Lorsque le transfert des données est interrompu (soit en raison du contrôle de flux soit en raison d'un des équipements qui indique qu'il est occupé), les trois LED restent allumées.

RÉALISATION

Le dessin du circuit imprimé à réaliser est reproduit en figure 4. Le circuit est relativement simple grâce à l'emploi d'un microcontrôleur puisque l'attribution des ports se fait par une déclaration logicielle.

La vue d'implantation est visible en figure 5. N'oubliez pas l'unique strap du montage. Vous noterez que le microcontrôleur n'est pas dans le même

```
:0200000012CD1
:0200030021FBDF
:02000B00216072
:0200130021FECC
:01001B0032B2
:02002300217A40
:10002B00327587807581BFC200C20275113075129F
:10003B0030C201C204751300758901758CFC758A79
:10004B0018D2A9D28C759850E5905407F8900224D9
:10005B0093F5CB90021CE893F5CA75C834A2939222
:10006B00330030201A7C295D296D294C2B7D2B67F
:10007B0075A0FFC2A0C2A1C2A37FF7E0ADFFED76
:10008B00FCD2A3D2ACD2AF31002002FB3000F8205F
:10009B0001023137314AF58031410192C296D29536
:1000AB00D294D2B6C2B7D206D2ACD2AAD28BD2BA23
:1000BB00D2BCD2AFC2A7C2A6D2B230A31D3000FAB7
:1000CB003006F730B60AD2A7D202C294C29580EAA4
:1000DB00D295C202314AF59901C5D2A7C20075115A
:1000EB0030751230C294D296D20230A3FDC202C236
:1000FB0096C2A701C530A22430A42120A61E20A79A
:10010B001030020CC202C2B7E510 448FF590D294A6
:10011B00227FFF7EFF30A7E9DEFB DFF7D2B720029D
:10012B000AE590F510748FF590D20227FFF200123
:10013B0004DFFBD20122D2A000000000C2A022C229
:10014B00AFA812E6C0E031F48812E8B51102C20084
:10015B00D0E0D2AF22758CFC758A18D513107513AD
:10016B006420020A200403D29432C294C2043230B7
:10017B000342209903C2983220000BC299C2B2D21B
:10018B00B2C2A7D2063220B61AC0E0C000314AF57F
:10019B0099C299D000D0E0200506C2B2D2B2C2A754
:1001AB00C20532D2A7D202C294C29520B6FDC202BA
:1001BB00D2952191209803C29932C0E0D2D3D204B8
:1001CB00A811E599F6C298D20031F4E8B51204D221
:1001DB00B78011881131F4E8B51204D2B78005202D
:1001EB000202C2B7C2D3D0E03208B8C002783022C4
:1001FB00C20132D2A7C0E0D2D3E580A811F631F408
:10020B008811D204D200E8B51202D205C2D3D0E0D5
:10021B0032ECD8B163C78E1D09FFFFFFFFFFFDFB5C
:10022B00F6284329204D6F72696E2050617363610C
:10023B006C20446563656D627265203139393320FA
:0B024B00526576203A20312E30310041
:00000001FF
```

Code hexa du convertisseur

Utilisation du convertisseur

L'utilisation du convertisseur est très simple, mais il faut bien choisir le câblage. Du côté du port parallèle aucun souci à se faire, un câble direct 25 points suffit quel que soit le sens de la conversion. En revanche du côté du port série, il faudra identifier les lignes qui contrôlent le flux des données.

Dans le cas de la conversion série vers parallèle la ligne qui contrôlera le flux est fournie par le convertisseur, il s'agit de la ligne DTR. Le câblage pour connecter un port série de type IBM/PC est donc sans surprise comme l'indique la figure 2.

Par contre dans le sens parallèle vers série il faudra bien éplucher la documentation de l'imprimante à brancher pour identifier quelle ligne autorise la réception des données pour la relier à l'entrée DSR du convertisseur.

Certaines imprimantes utilisent le signal DTR pour indiquer qu'elles sont prêtes, d'autres non. Par exemple les imprimantes FACIT utilisent le signal SRTS (broche 19 sur un connecteur DB25) pour indiquer qu'elles sont prêtes à recevoir des données.

Si vous n'avez plus la documentation de votre imprimante, l'utilisation d'une boîte de jonction vous sera sans aucun doute indispensable pour identifier quelles lignes doivent être raccordées entre elles, pour que tout fonctionne sans perte de données.

P. MORIN

Nomenclature

Résistances

R1 : 3,6 k Ω
R2 : 1,2 k Ω
R3 : Réseau résistif SIL 8x10 k Ω
R4,R5,R6 : 330 Ω 1/2W
R7,R8,R9 : 4,7 k Ω 1/4W
R10 : 1 Ω 1/2W
R11 : 8,2 k Ω 1/4W

Condensateurs

C1 : 220 μ F / 25V sorties radiales
C2,C3,C4,C5,C10 : 10 μ F
C6,C7 : 33pF
C8 : 10nF
C9 : 1000 μ F / 25V sorties radiales

Semi-conducteurs

D1,D2,D3 : Diodes LED
D4 : Diode BYV27
T1,T2,T3 : 2N2905 ou équivalent

Circuits intégrés

IC1 : MAX232
IC2 : UA78S40
IC3 : 87C52

Divers

Y1 : Quartz 12 MHz
P1 : Connecteur mâle 10 points série HE10, sorties droites, à souder sur CI (par exemple 3M 2510-5002)
+ connecteur femelle 10 points série HE10, à sertir (par exemple 3M 3473-6000)
+ connecteur femelle DB 9 points à sertir (par exemple Fujitsu FCN-777J009-G/A 9)
+ câble plat 10 conducteurs
P2 : Connecteur mâle 26 points série HE10, sorties droites, à souder sur CI (par exemple 3M2526-5002)
+ connecteur femelle 26 points série HE10, à sertir (par exemple 3M3399-6000)
+ connecteur mâle DB 25 points à sertir (par exemple Fujitsu FCN-777P025-G/A 25)
+ câble plat 25 conducteurs
S1 : Bloc de 4 microswitches en boîtier DIL
S2 : Bouton poussoir à monter soudé sur CI
L1 : Inductance 100nH

Euro-Kit®

EK 030

LE PROGRAMMATEUR UNIVERSEL ET AUTONOME QUE VOUS ATTENDIEZ

Le kit EK 030 est un programmeur vous permettant de développer vous même vos projets directement sur :

- | | | |
|---|---|------------------|
| ☒ EEPROM | ☒ EPROM | { de 2K à 4Mbits |
| ☒ ZRAM | ☒ FLASH | |
| ☒ MCU série 8751, 8752, 68705C4, 8, 9 | | |

- Il est autonome et évolutif. Il autorise, sans autre environnement, la programmation d'un composant, d'une mémoire ou d'un microprocesseur.
- Il admet différents formats de fichiers tant en entrée qu'en sortie.
- Il est connectable sur PC et sous WINDOWS en mode terminal et accepte tout autre logiciel de communication.

NOM : _____ PRENOM : _____ ERP 02/94
ADRESSE : _____
[] [] [] [] VILLE : _____

- ☐ Je désire recevoir la brochure EURO-KIT (disponible contre 11,20 F en timbres-poste) ☐ le descriptif du kit EK 030 (disponible contre 2,80 F)

A RETOURNER A : EURO-KIT 20, rue de l'Eglise - 62550 PERNES-EN-ARTOIS
Tél. (33) 21.41.98.76 - Fax : (33) 21.41.60.58 * Revendeurs nous consulter

TELINDEL

Boîte Postale 28

83951 LA GARDE CEDEX

Logiciels pour Electroniciens

Tél 94 21 32 07 Fax 94 21 89 30

Minitel 36 17 TELINDEL

Dessin de schémas et de circuits imprimés

Easy-PC et Easy-PC PRO à partir de 1750 F TTC
Ranger 1 et Ranger 2 (*) à partir de 1300 F TTC

Dessin technique, industriel et artistique

EasyCAD 2 à partir de 1779 F TTC

Simulation logique et analogique

Analyser III et III PRO	à partir de 1750 F TTC
B2Spice(*) sous Windows	à partir de 1900 F TTC
Logic Lab Explorer	à partir de 590 F TTC
Pulsar et Pulsar PRO	à partir de 1750 F TTC
B2Logic(*) sous Windows	à partir de 1900 F TTC
Electronics Workbench	à partir de 2300 F TTC

DEMO disponibles pour la majorité des produits

Logiciels et manuels en Français (sauf *)

Catalogue complet de 40 pages sur simple demande avec en CADEAU la disquette de téléchargement sur les 36 17 TELINDEL et 36 15 PCLOG

Sur le 36 15 PCLOG plus de 100 Mo de logiciels de grande qualité sont à votre disposition en téléchargement

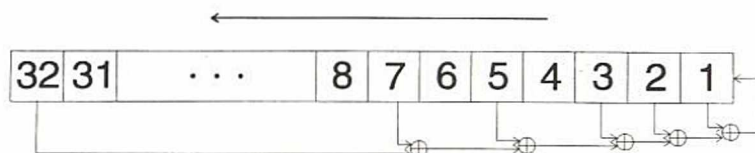
GÉNÉRATION DE SÉQUENCES PSEUDO-ALÉATOIRES

Que ce soit dans des jeux, des procédures de test, les générateurs de bruit ou les transmissions numériques, les générateurs de séquences pseudo-aléatoires sont utilisés chaque fois que l'on désire introduire dans un programme un comportement qui semble être lié au hasard.

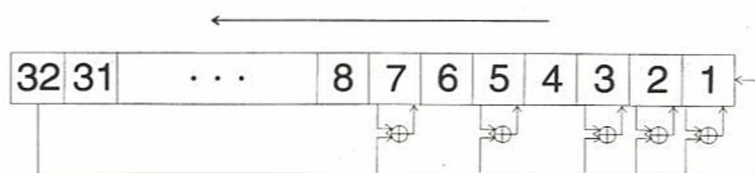
Il peut sembler curieux d'obtenir à la suite d'un calcul, un résultat qui soit lié au hasard. En fait le hasard n'intervient pas dans le calcul et celui-ci est parfaitement déterministe, et en effectuant le même calcul avec les mêmes conditions initiales, on obtiendra le même résultat.

Toutefois, pour une personne (ou un processus quelconque) qui ignore de quelle manière le calcul a été effectué, le résultat semblera être aléatoire, c'est pourquoi ces séquences sont appelées pseudo-aléatoires.

Parmi les différentes méthodes utilisées pour générer une séquence pseudo-aléatoire, une méthode très répandue consiste à utiliser des polynômes premiers modulo 2 qui sont définis par une formule du type $x^{11} + x^2 + 1$ que l'on peut abrégier en indiquant uniquement les puissances différentes de zéro (11, 2, 0). L'ordre du polynôme (le plus haut degré présenté dans polynôme), ici 11, définit le nombre de séquences différentes qui sont générées avant que celles-ci se répètent. Ce nombre est égal

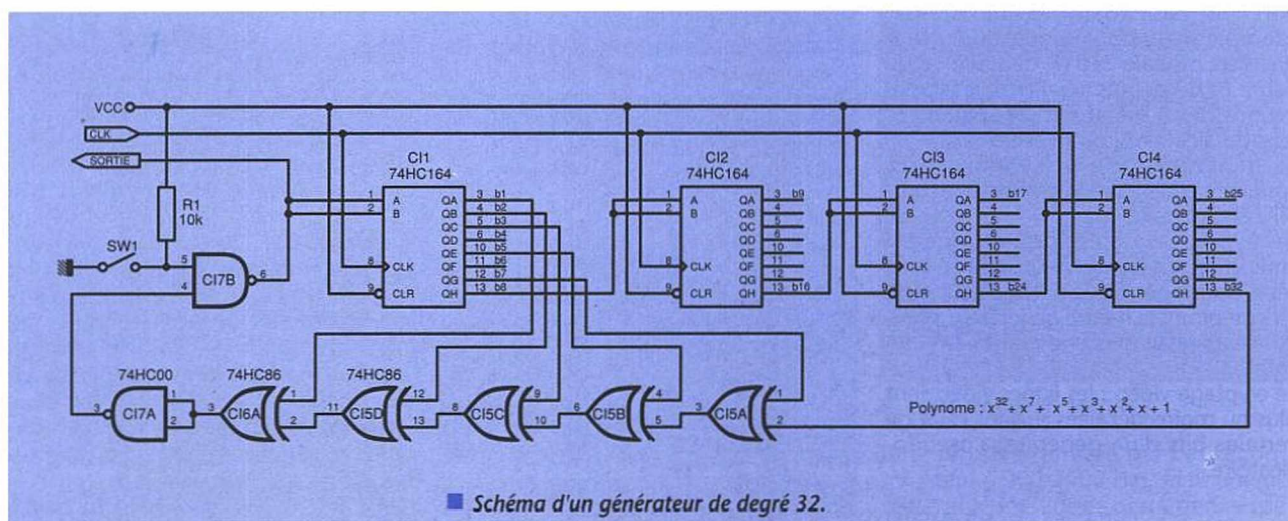


Première méthode de calcul de la séquence



Deuxième méthode de calcul de la séquence

■ Les deux méthodes de génération.



■ Schéma d'un générateur de degré 32.

à 2^n-1 , soit ici $2^{11}-1 = 2047$ séquences différentes.

Pour réaliser un circuit qui opère suivant un polynôme donné, il suffit de disposer d'un registre à décalage disposant d'autant de pas que l'ordre du polynôme désiré et un nombre de portes ou-exclusif égal au nombre d'additions dans le polynôme moins un. Sans entrer dans les détails de la théorie, un décalage correspond à une multiplication (ou une division) par deux, et un ou-exclusif à une addition modulo deux. Pour fonctionner correctement, le registre à décalage devra être initialisé à une valeur différente de zéro (bouton Start du schéma), une valeur initiale égale à zéro se perpétuant indéfiniment. Le schéma 1 réalise un circuit fonctionnant avec le polynôme $x^{32}+x^7+x^5+x^3+x^2+x+1$. (32, 7, 5, 3, 2, 1, 0). Ce polynôme a une longueur de séquence de $2^{32}-1 = 4294967295$. Les bits sont numérotés de 1 pour le bit généré le plus récent à n pour le bit généré n pas avant.

Cette méthode se prête bien à une réalisation hardware mais est difficilement programmable (ou du moins pas très efficacement) car les processeurs sont généralement pauvres en instructions travaillant au niveau du bit. Une autre méthode existe qui permet d'effectuer tous les ou-exclusifs en une seule passe. Ceci est plus appropriée pour générer des séquences pseudo-aléatoires par programmation. Toutefois, cette deuxième méthode, bien que basée sur le même polynôme que précédemment, ne génère pas la même séquence pseudo-aléatoire.

La relation suivante résume l'opération réalisée à chaque pas d'horloge :

$b_0 = b_{32}$, b_0 est l'entrée du registre à décalage

$b_7 = b_7 \oplus b_{32}$

$b_5 = b_5 \oplus b_{32}$

$b_3 = b_3 \oplus b_{32}$

$b_2 = b_2 \oplus b_{32}$

$b_1 = b_1 \oplus b_{32}$

Le graphique donné en début d'article symbolise les opérations effectuées pour les deux méthodes et le listing 1 réalise cette fonction par programme pour microcontrôleur de type 80C51.

Nous l'avons vu, l'ordre du polynôme détermine la longueur de la séquence générée avant répétition. Le tableau 1 donne quelques polynômes premiers qui permettent de réaliser des générateurs pseudo-aléatoires, on relèvera :

La génération de bruit blanc : on connectera la sortie du registre à un amplificateur audio.

Le cryptage de message : chaque bit émis et reçu est inversé ou non suivant l'état du bit généré ; si l'émetteur et le récepteur ont le même générateur pseudo-aléatoire, le message pourra être décrypté.

Le cryptage vidéo : les lignes vidéo sont plus ou moins décalées suivant l'état de certains bits d'un générateur pseudo-aléatoire.

```

;-----
; generateur pseudo aleatoire avec un 8051 (generateur de bruit blanc)
; pour generer un bruit blanc, connecter la ligne P1.0 a un amplificateur
;-----
; definition des noms des segments de donnees
SEGMENT_DATA SEGMENT DATA
SEGMENT_STACK SEGMENT IDATA ; le stack est en idata

RSEG SEGMENT_DATA
ALEA: DS 4 ; sequence pseudo aleatoire
RSEG SEGMENT_STACK
DS 20 ; un peu de place pour le stack

; vecteurs de reset
CSEG AT 0 ; vecteur de reset en 0
AJMP START

SEQUEN: MOV A,ALEA+0 ; MSB
MOV C,ACC.7 ; prend le MSB du MSB (bit 32)
JC SEQUE1 ; teste si bit 32 == 1

; le jmp suivant sert a egaliser les temps
JMP DECALE ; 0, decale un 0 sans faire de ou-exclusif
; (0 ou-ex X = X)

; bit 32 a 1, fait un ou exclusif sur les bits 7, 5, 3, 2, 1
SEQUE1: XRL ALEA+3,#01010111B
; ici, le ou exclusif ne s'effectue que sur le seul LSB. Avec un autre polynome
; il aurait pu en etre autrement...

; decale d'un bit vers la gauche en poussant la retenue dans le LSB
; le bit de poids le plus fort est ici le bit 32, le poids faible le bit 1
; (et non pas 0 si on suit la notation habituelle)
DECALE: MOV A,ALEA+3 ; LSB
RLC A ; decale a gauche
MOV ALEA+3,A
MOV A,ALEA+2
RLC A ; propage la retenue dans le registre
MOV ALEA+2,A
MOV A,ALEA+1
RLC A
MOV ALEA+1,A
MOV A,ALEA+0 ; jusqu'au MSB
RLC A
MOV ALEA+0,A
RET

;-----
; debut du programme
;-----
START: MOV SP,#SEGMENT_STACK-1 ; stack : premiere place libre
MOV ALEA+3,#0FFH ; initialise le registre avec une
; valeur non nulle
STARTO: CALL SEQUEN ; genere une nouvelle valeur
MOV P1.0,C ; sort le bit calcule sur P1.0
JMP STARTO ; et boucle

; boucle en 25 cycles. Avec un Xtal a 12MHz, la sequence est reproduite tous
; les 12 jours.
END

```

■ Listing 1

(1, 0)	(26, 6, 2, 1, 0)	(51, 6, 3, 1, 0)	(76, 5, 4, 2, 0)
(2, 1, 0)	(27, 5, 2, 1, 0)	(52, 3, 0)	(77, 6, 5, 2, 0)
(3, 1, 0)	(28, 3, 0)	(53, 6, 2, 1, 0)	(78, 7, 2, 1, 0)
(4, 1, 0)	(29, 2, 0)	(54, 6, 5, 4, 3, 2, 0)	(79, 4, 3, 2, 0)
(5, 2, 0)	(30, 6, 4, 1, 0)	(55, 6, 2, 1, 0)	(80, 7, 5, 3, 2, 1, 0)
(6, 1, 0)	(31, 3, 0)	(56, 7, 4, 2, 0)	(81, 4, 0)
(7, 1, 0)	(32, 7, 5, 3, 2, 1, 0)	(57, 5, 3, 2, 0)	(82, 8, 7, 6, 4, 1, 0)
(8, 4, 3, 2, 0)	(33, 6, 4, 1, 0)	(58, 6, 5, 1, 0)	(83, 7, 4, 2, 0)
(9, 4, 0)	(34, 7, 6, 5, 2, 1, 0)	(59, 6, 5, 4, 3, 1, 0)	(84, 8, 7, 5, 3, 1, 0)
(10, 3, 0)	(35, 2, 0)	(60, 1, 0)	(85, 8, 2, 1, 0)
(11, 2, 0)	(36, 6, 5, 4, 2, 1, 0)	(61, 5, 2, 1, 0)	(86, 6, 5, 2, 0)
(12, 6, 4, 1, 0)	(37, 5, 4, 3, 2, 1, 0)	(62, 6, 5, 3, 0)	(87, 7, 5, 1, 0)
(13, 4, 3, 1, 0)	(38, 6, 5, 1, 0)	(63, 1, 0)	(88, 8, 5, 4, 3, 1, 0)
(14, 5, 3, 1, 0)	(39, 4, 0)	(64, 4, 3, 1, 0)	(89, 6, 5, 3, 0)
(15, 1, 0)	(40, 5, 4, 3, 0)	(65, 4, 3, 1, 0)	(90, 5, 3, 2, 0)
(16, 5, 3, 2, 0)	(41, 3, 0)	(66, 8, 6, 5, 3, 2, 0)	(91, 7, 6, 5, 3, 2, 0)
(17, 3, 0)	(42, 5, 4, 3, 2, 1, 0)	(67, 5, 2, 1, 0)	(92, 6, 5, 2, 0)
(18, 5, 2, 1, 0)	(43, 6, 4, 3, 0)	(68, 7, 5, 1, 0)	(93, 2, 0)
(19, 5, 2, 1, 0)	(44, 6, 5, 2, 0)	(69, 6, 5, 2, 0)	(94, 6, 5, 1, 0)
(20, 3, 0)	(45, 4, 3, 1, 0)	(70, 5, 3, 1, 0)	(95, 6, 5, 4, 2, 1, 0)
(21, 2, 0)	(46, 8, 5, 3, 2, 1, 0)	(71, 5, 3, 1, 0)	(96, 7, 6, 4, 3, 2, 0)
(22, 1, 0)	(47, 5, 0)	(72, 6, 4, 3, 2, 1, 0)	(97, 6, 0)
(23, 5, 0)	(48, 7, 5, 4, 2, 1, 0)	(73, 4, 3, 2, 0)	(98, 7, 4, 3, 2, 1, 0)
(24, 4, 3, 1, 0)	(49, 6, 5, 4, 0)	(74, 7, 4, 3, 0)	(99, 7, 5, 4, 0)
(25, 3, 0)	(50, 4, 3, 2, 0)	(75, 6, 3, 1, 0)	(100, 8, 7, 2, 0)

■ Tableau 1

MODULES DE TRANSMISSION VIDÉO SUR PAIRE TORSADÉE

Comme il est loin, le temps où on ne

savait guère transmettre sur une «paire

torsadée» qu'une simple voie

téléphonique 300-3400 Hz!

Les données numériques y circulent

maintenant à plusieurs mégabits par

seconde, tandis que d'intéressantes

applications sont en vue dans le domaine de la vidéo.

Sans chercher à atteindre une qualité «broadcast», nous allons voir que des circuits

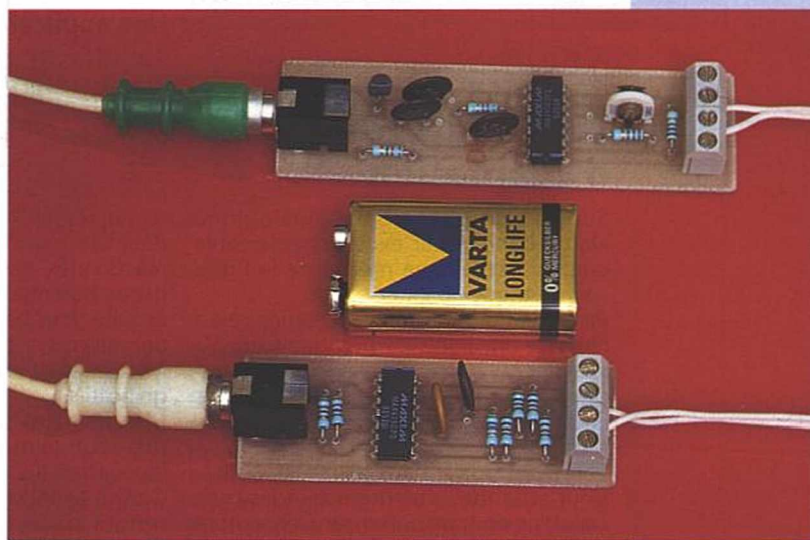
fort simples peuvent permettre de transmettre une image très honorable à des

centaines de mètres, voire plus.

Cela sur du simple câble bifilaire pour systèmes d'alarme, ou sur une paire d'un

câble d'installation téléphonique ou de sonnerie: les applications sont évidentes en

matière de surveillance et de contrôle d'accès...



DEUX CARTES D'ÉVALUATION

Il est bien évident que le schéma exact à utiliser dépendra toujours plus ou moins de l'application envisagée et des contraintes qui en découlent.

Il est cependant possible de construire très facilement deux petits modules (un émetteur et un récepteur) permettant de se faire une idée des performances pouvant être obtenues sur le terrain.

Ces deux cartes d'évaluation suffiront par exemple pour raccorder une caméra à un moniteur à l'aide de quelques centaines de mètres de câble téléphonique, ou de ce petit scindex utilisé en alarme et en pyrotechnie.

Utilisé entre deux pièces d'une habita-

tion ou entre deux appartements d'un immeuble, voire même entre deux bâtiments, il pourra tout aussi bien servir à retransmettre des programmes lus par un magnétoscope ou reçus par voie hertzienne ou par câble (rien n'interdit de se servir d'une seconde paire pour le son!).

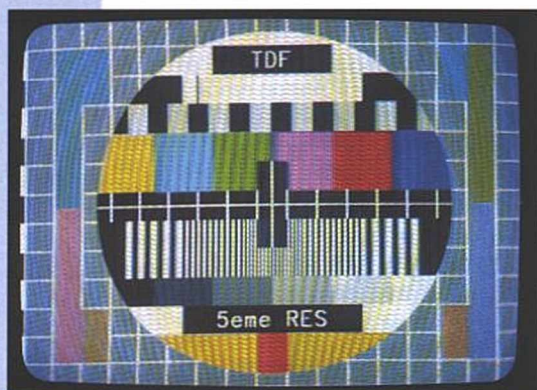
Naturellement, à partir d'une certaine longueur de ligne, il faut s'attendre à une dégradation de plus en plus sensible des images couleur. Mais en noir-et-blanc sur un écran de petite taille, il ne serait pas ridicule d'espérer mettre en place une surveillance à un ou deux kilomètres de distance, et peut-être davantage!

Même si cela va sans dire, précisons tout de même que l'opération ne peut en aucune façon s'envisager sur une ligne téléphonique d'un réseau commuté pu-



■ Le jeu de circuits MAXIM.

blic ou privé (limitée par l'autocommutateur à 300-3400 Hz), mais uniquement sur une ligne totalement «spécialisée».



■ Mire retransmise sans préaccentuation.

Un problème d'adaptation

Support de transmission analogique «large bande» par excellence, le câble coaxial est le type même de la ligne «asymétrique» blindée.

Par définition, une «paire torsadée» est à l'inverse une ligne «symétrique», qui n'a souvent nul besoin de blindage si on respecte bien sa symétrie au niveau des équipements d'extrémité qu'on vient y raccorder.

Songeons aux rubans bifilaires «300Ω» pour antennes, rarement blindés mais capables de transporter sans encombre de très faibles signaux à des centaines de MHz, sur des dizaines de mètres s'il le faut.

Pour relier deux équipements vidéo ordinaires par une ligne symétrique, il va naturellement falloir opérer une conversion asymétrique-symétrique à une ex-

trémité, et une conversion symétrique-asymétrique à l'autre.

Une adaptation d'impédance s'imposera également entre les 75Ω classiques en vidéo et les 100 à 600Ω des paires torsadées usuelles.

Enfin, une amplification et éventuellement une égalisation pourront être nécessaires pour compenser l'atténuation introduite par la ligne sur les fréquences les plus élevées, surtout en cas de grande longueur (1000 mètres et plus).

Une application des amplificateurs «à transconductance»

Particulièrement appréciés en vidéo, les amplificateurs dits «à transconductance» ressemblent aussi peu que possible aux classiques amplis-op.

Pour commencer, ils ne sont pas contre-réactionnés, ce qui élimine d'emblée un risque potentiel d'instabilité.

Ensuite, leur bande passante est exceptionnellement élevée (de l'ordre de 250 MHz et plus), même à des gains déjà significatifs.

Mais leur structure très particulière permet tout de même de modéliser à volonté leur fonction de transfert.

C'est à MAXIM que l'on doit deux références particulièrement innovantes d'amplis à transconductance: le MAX435 à entrée et sortie différentielles, et le MAX436 à entrée différentielle et à sortie unipolaire.

Le schéma de base de la figure 1 montre comment est fixé le gain en boucle ouverte: c'est le produit d'un gain en cou-

rant interne «K» avec le rapport entre l'impédance de sortie ZL et celle du «réseau de transconductance» ZT monté par l'utilisateur entre les broches Z+ et Z-.

Un simple rapport de résistances conduira à un gain précis, tandis que l'introduction d'un réseau RC ou LC (voire même d'un quartz) entre Z+ et Z- ouvrira de larges perspectives de modelage de la courbe de réponse (réalisation de filtres).

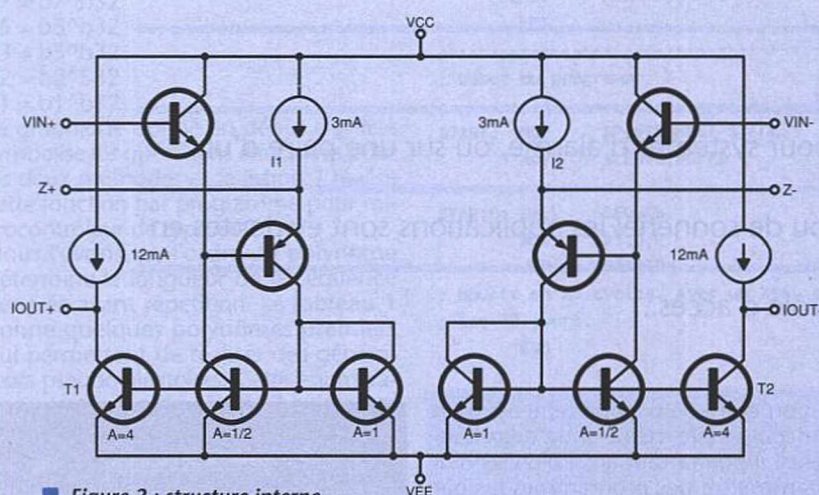
Le schéma interne simplifié du MAX435 (figure 2) montre les solutions techniques adoptées pour obtenir ce comportement. On remarquera que cet ampli est muni de véritables entrées différentielles à haute impédance (environ 800 kΩ) et de sorties également différentielles fonctionnant en sources de courant, elles aussi à haute impédance (environ 3,2 kΩ): c'est le dipôle de charge qui fixera à lui seul l'impédance de sortie.

On le voit, nous sommes décidément très loin de l'amplificateur opérationnel classique!

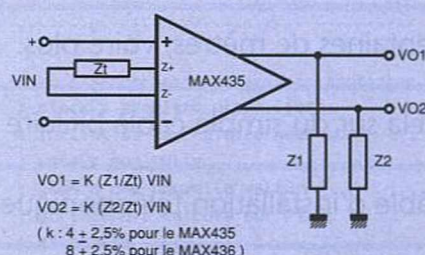
Le MAX436 diffère du MAX435 par le fait qu'il est muni d'une seule sortie, et que son rapport interne «K» est de 8 au lieu de 4.

Ces deux composants sont prévus pour être alimentés en plus et moins 5V, et possèdent une broche permettant de régler, dans une certaine mesure, les courants des générateurs internes: on peut ainsi privilégier ou bien une faible dissipation, ou alors un courant de sortie élevé.

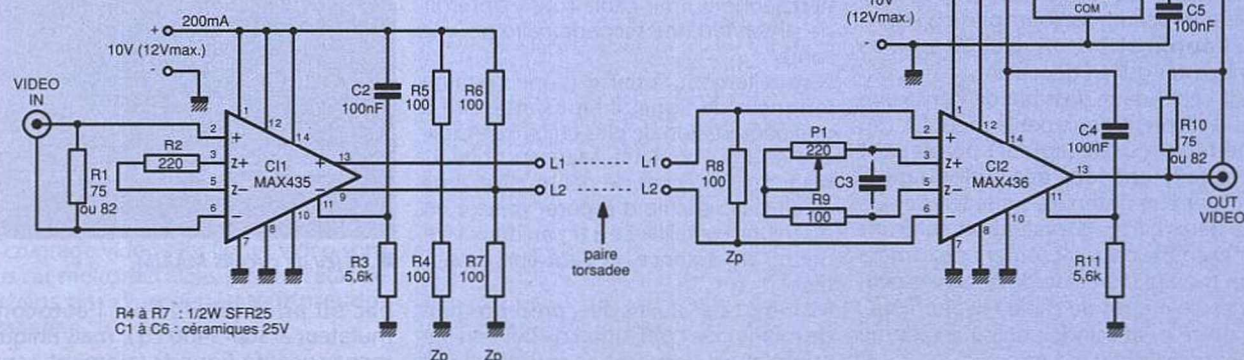
Cette même broche Rset permet également de mettre l'amplificateur en «stand-by», mode dans lequel sa



■ Figure 2 : structure interne



■ Figure 1 : schéma de base d'application



ATTENTION ! : Les alimentations de ces modules ne doivent pas être communes avec celles des équipements vidéo qui y sont raccordés

consommation tombe à quelques centaines de μA .

On ne manquera pas d'apprécier la réjection de mode commun tout à fait exceptionnelle offerte par ces composants: 53 dB à 10 MHz! Dans notre cas, cela signifie que l'on pourra utiliser sans risque des paires torsadées dépourvues de blindage, et cela même si elles appartiennent à un câble dans lequel circule déjà tout autre chose que de la vidéo.

Le module émetteur

Sur le schéma général de la figure 3, le module émetteur se situe à gauche comme en témoigne son connecteur «VIDEO IN».

L'impédance de cette entrée est fixée par une résistance de 75Ω (mais on peut se contenter de 82Ω sans grand inconvénient), tandis que le gain de l'ampli est déterminé par une simple résistance de 220Ω : il n'y a donc pas de «précatténuation», mais on pourrait y songer en cas de ligne très longue (il suffirait d'ajouter un réseau RC en parallèle). Chacune des deux sorties (différentielles) de l'ampli est munie d'une résistance de charge de 50Ω constituée par deux éléments de 100Ω reconstituant une «masse virtuelle».

Cela permet d'alimenter le circuit sous une tension unique de 10 à 12V, en l'occurrence un petit bloc secteur «prise de courant» à sortie régulée ou des piles, la consommation étant de l'ordre de 200 mA.

Cette disposition présente deux inconvénients mineurs: une dissipation importante des résistances de sortie (près de 500 mW pour chacune, il est donc normal qu'elles chauffent franchement), et une séparation impérative entre la masse de la source vidéo et l'alimentation.

Il nous a toutefois paru préférable de ne pas nous embarrasser d'une alimentation symétrique, puisque l'entrée différentielle de l'ampli nous permettait ce petit tour de passe-passe!

Nous partons donc du principe que l'impédance caractéristique de la ligne (Z_0) est de 100Ω , ce qui est en principe assez proche de la réalité. Il serait de toute façon facile de fixer une valeur différente en modifiant simplement quatre résistances.

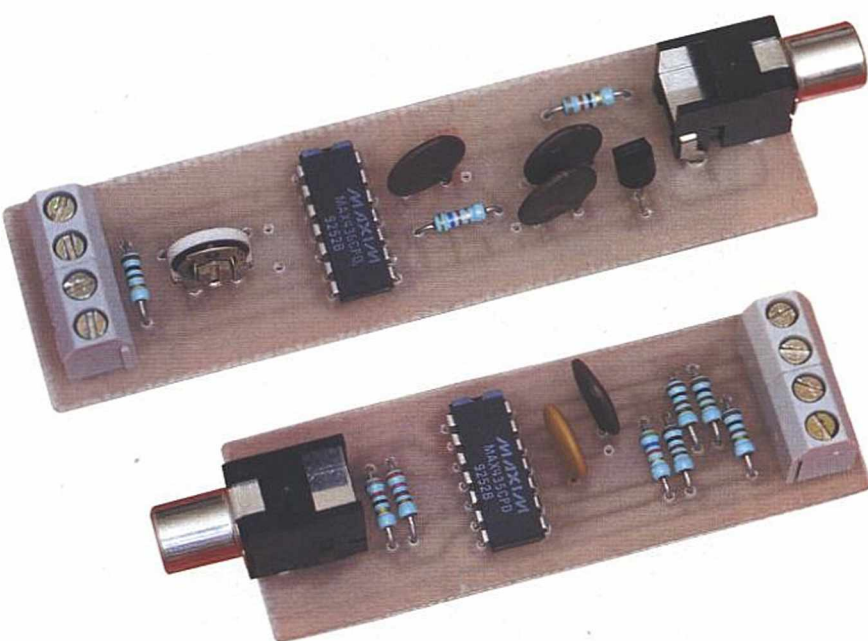
Le module récepteur

Côté réception, la ligne est donc bouclée sur une résistance de 100Ω afin de respecter l'impédance caractéristique de l'ensemble.

Le cas échéant, si plusieurs récepteurs devaient fonctionner sur la même paire, on pourrait songer à reporter cette «termination» une fois pour toutes à l'extrémité de la ligne.

C'est là que l'entrée différentielle du MAX436 donne sa pleine mesure, en annulant de façon quasiment parfaite tout bruit de mode commun collecté par la paire.

Dans la plupart des cas, le réseau de transconductance peut se limiter à une



résistance ajustable, servant à fixer le gain en fonction de l'atténuation introduite par la ligne, de façon à recueillir 1V de vidéo en sortie.

En cas de transmission d'images couleur sur une ligne particulièrement longue, on pourra introduire une égalisation en ajoutant un réseau RC ou un condensateur de quelques dizaines de pF.

La sortie (unique cette fois-ci) de l'ampli étant auto-polarisée à $V_{cc}/2$, une masse virtuelle de qualité a été créée à l'aide du composant spécialisé TLE2426 de TEXAS INSTRUMENTS.

Comparable à un régulateur «3 pattes», ce composant produit une tension exactement égale à la moitié de l'alimentation, et peut fournir ou absorber une vingtaine de mA.

L'impédance de sortie du module est fixée par une simple résistance de 75Ω , pouvant là encore être remplacée par

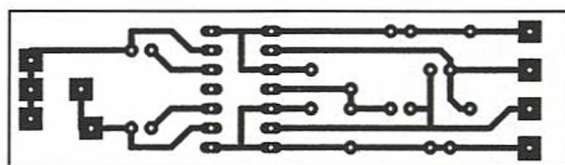
une 82Ω sans incidence décelable sur la qualité des résultats.

Comme à l'émission, l'alimentation se fera sous 10V mais avec une consommation nettement inférieure (moins de 50 mA).

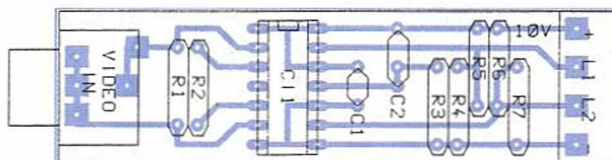
Il est important de bien respecter cette valeur: au-delà de 12V la vie des amplis est menacée, tandis qu'en dessous de 9V le fonctionnement n'est plus assuré: seule une pile 9V pratiquement neuve peut convenir, ou bien un accu parfaitement chargé: à réserver pour les essais, et encore!

MISE EN OEUVRE PRATIQUE

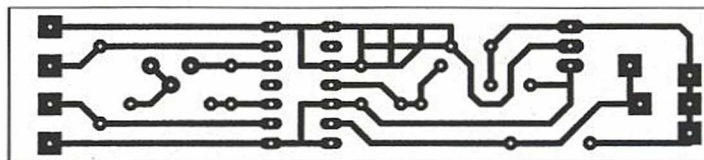
Les deux modules peuvent être câblés chacun sur un étroit circuit imprimé



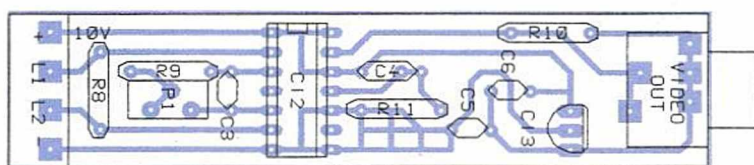
■ Figure 4



■ Figure 5



■ Figure 6



■ Figure 7

Avec **TEKMETER** de Tektronix C'est dans la poche ! ...

Dimensions : 211 x 141 x 43 mm



Le nouveau standard !

Multimètre 4000 pts EFFICACE VRAI + Oscilloscope automatique

THM 550 111.5740 5.900,00 F HT 6.997,40 F TTC

Multimètre 4000 pts EFFICACE VRAI + Oscilloscope 1 voie 5 MHz

THM 560 111.5741 6.900,00 F HT 8.183,40 F TTC

Multimètre 4000 pts EFFICACE VRAI + Oscilloscope 2 voies 5 MHz

THM 565 111.5742 8.900,00 F HT 10.555,40 F TTC

Multimètre DE LUXE 4000 pts EFFICACE VRAI +

Oscilloscope à mémoire étendue 2 voies 5 MHz et écran rétro-éclairé

DOCUMENTATION DETAILLEE SUR SIMPLE DEMANDE

Disponibles chez **Selectronic**

B.P. 513 - 59022 LILLE CEDEX - TEL : 20.52.98.52 - FAX : 20.52.12.04

CONDITIONS GENERALES DE VENTE : Voir nos publicités annexes

muni d'une embase RCA (pour la vidéo 1V, 75Ω) et d'un bornier à vis pour l'alimentation et la paire torsadée.

La figure 4 fournit le tracé du cuivre et la figure 5 le plan d'implantation de l'émetteur, les figures 6 et 7 concernant pour leur part la carte de réception.

Lors de la mise en service, il importe de veiller à ne pas «croiser» les fils de la paire torsadée: L1 de l'émetteur doit bien aller à L1 du récepteur et réciproquement pour L2. La plupart du temps, des couleurs différentes permettent d'éviter toute confusion, mais la vigilance est de rigueur s'il faut aboutir plusieurs tronçons.

En présence de câbles multiconducteurs, on veillera à bien utiliser deux fils d'une même paire, c'est à dire torsadés ensemble: cela se voit nettement au dénudage.

Insistons encore une fois sur la nécessité d'employer des alimentations de bonne qualité (régulées entre 10 et 12V), et totalement indépendantes: nul point commun ne doit exister avec l'équipement vidéo raccordé (et notamment sa masse), ni entre les alimentations de l'émetteur et du récepteur.

Aucun réglage n'est à prévoir à l'émission, mais on devra ajuster le gain de l'ampli de réception en fonction des caractéristiques de la ligne. Cela se fera tout simplement par examen de l'image reçue, que l'on cherchera à rendre aussi bonne que possible en combinant le réglage du module avec ceux du moniteur.

Un gain excessif même à une saturation, surtout dans les hautes lumières, tandis qu'un gain insuffisant se traduit par une perte de contraste, voire de synchronisation.

Bien entendu, un contrôle oscilloscopique peut aussi être effectué, notamment si l'image reçue ne donne pas entière satisfaction.

La plupart du temps, toutefois, on risquera d'être fort agréablement surpris par la qualité obtenue.

Mais nous laisserons à nos lecteurs le soin d'en juger de leurs propres yeux!

Patrick GUEULLE

N°5

PARUTION LE
15 JANVIER 1994

NE RATEZ PAS LES PREMIERS
NUMEROS DE GENERATION
ELECTRONIQUE
ABONNEZ-VOUS !

Chaque mois nous consacrerons une large place au dialogue, c'est dans cet esprit que nous vous invitons, dès les premiers numéros de GENERATION ELECTRONIQUE à nous écrire et à nous faire part de vos remarques et suggestions.

Grand format : 360 x 250 - 24 pages

POUR RECEVOIR GENERATION ELECTRONIQUE

DES SA PARUTION

REMOUEZ CE BULLETIN D'ABONNEMENT
REMPLI ET ACCOMPAGNE DE VOTRE
REGLLEMENT A L'ADRESSE SUIVANTE :

GENERATION ELECTRONIQUE

Service Abonnements

2 à 12 Rue de Bellevue

75019 PARIS

BULLETIN

D'ABONNEMENT

Où, je souhaite : FRANCE METROPOLITAINE

☐ m'abonner pour 6 mois (5 nos) à GENERATION ELECTRONIQUE au prix de 48 F au lieu de 60 F.

☐ m'abonner pour 1 an (10 nos) à GENERATION ELECTRONIQUE au prix de 90 F au lieu de 120 F.

ETRANGER : ☐ 6 mois (5 n°) 62 F ☐ 1 an (10 n°) 120 F

☐ Adresse professionnelle

Nom : _____ Prénom : _____

Etablissement : _____

Adresse : _____

Code Postal : _____ Tél : _____

Nouveau !

Découvrez
les premiers numéros
du journal destiné aux
enseignants, aux élèves et aux
personnes qui souhaitent s'initier à l'électronique



OFFRE SPECIALE
DE LANCEMENT

Nomenclature

Résistances

R2, P1 : 220 Ω

R1, R10 : 75 ou 82 Ω

R3, R11 : 5,6 kΩ

R4, R5, R6, R7, R8, R9 : 100 Ω

Condensateurs

C2, C4, C5, C6 : 100nF

C3 : optionnel

Circuits intégrés

CI1 : MAX435

CI2 : MAX436

CI3 : TLE2426

MESURE

MULTIMETRE PROFESSIONNEL DE LABO
La haute précision devient vraiment abordable

PROMO
Modèle DM8045 G
20.000 points - 4 1/2 digits - True RMS



Le DM-845 G 112.5580 2192,24 F HT 2.600, 00 F TTC

- * Fonctions : DCV, ACV, ACA, ACA, Ohm et test de diodes.
- * Mesure en EFFICACITE RMI (True RMS), en alternatif ou DC + AC.
- * Précision de base : 0,03 %.
- * Mesure jusqu'à 1200 V et 0,1 A.
- * Zéro automatique.
- * Circuit de protection sur tous les gammes.
- * Haute résolution : 10 pV, 1 nA et 0,01 ohm.
- * Affichage LED de 13 mm.

BI-WAVE TEK LES "MUSTS" chez Selectronic

MULTIMETRES SERIE XT

DM 23 XT	111.5593	547,22 F HT	6490 F TTC
DM 25 XT	111.5594	606,24 F HT	7190 F TTC
DM 27 XT	111.5595	673,69 F HT	7990 F TTC

Plus de 5 ans de garantie sans limite de temps.
DM 25/27 XT : Thermocouple type K pour 200 23 XT.

OSCILLOSCOPE 9016-E 2 x 10 MHz
Modèle professionnel analogique.
Double trace, double base de temps.
Sensibilité : 1 mV à 1 V/div.
Base de temps : 50 ns à 0,5 s/div.
Conversion : 2 ans.
9016-E 111.5767 6.230,19 F HT 7.380,0 F TTC

OSCILLOSCOPE 9020-E
Le célèbre 9020 dans sa nouvelle présentation.
9020E 112.8417 3.364,25 F HT 3.990,00 F TTC

FG-505 AMREL
Générateur de fonctions bobulé 5 MHz
Avec affichage numérique de la fréquence
Voir catalogue SELECTRONIC page 2-1
(Banc d'essai pour dans RADIO-PLANS n° 52 de 12/91)

Le générateur FG-506 OFFRE SPECIALE 112.1424 2.445,19 F HT 2900,00 F TTC

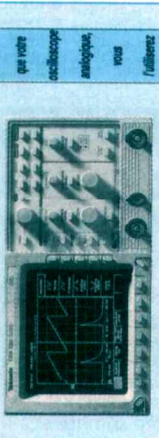
OFFRE SPECIALE
sur la gamme des multimètres APPA
fournis avec GAINÉ ANTI-CHOCES
(Valeur 89,00 F) ... GRATUITE

APPA 91 2.000pts	PROMO	506 F HT	590,00 F TTC
APPA 93 T 2.000pts	PROMO	508 F HT	600,00 F TTC
APPA 95 4.000pts	PROMO	679 F HT	799,00 F TTC
APPA 103 4.000pts	PROMO	1.053 F HT	1.250,00 F TTC
APPA 106 4.000pts	PROMO	1.196 F HT	1.300,00 F TTC

3616 SELECTRO
Voilà le code d'appel du serveur MinitelSelectronic.
Il vous offre :
• un service d'assistance et de renseignements techniques
• les dernières nouveautés et promotions
• des conseils personnalisés et des recommandations ciblées, etc.
• TELECHARGER UN ASSEMBLEUR 68705 D'UR PC

Tektronix
L'INSTRUMENTATION A SOI PLUS HAUT NIVEAU

L'avance technologique
Des performances sans concurrence
Une qualité et une fiabilité exceptionnelles
Une rentabilité garantissant les résultats



Modèle TDS-320
L'oscilloscope numérique universel!
(Banc d'essai pour dans ELECTRONIQUE RADIO-PLANS n° 51)

2 voix - 100 MHz mono-cop ou répétitif
500 Mels* - 21 mesures automatiques
Ecran VGA haute définition, etc...
* Méga échantillonnage par seconde

Le TDS 320 111.7940 22.900,0 F HT 27.159,40 F TTC

Modèle 2205
Oscilloscope analogique compact

Le 2205 111.7944 5.900,00 F HT 6.523,00 F TTC

Modèle CFG-280
Générateur de fonctions
bobulé, 0,01 Hz à 11 MHz
avec fréquence de 100 MHz intégrée.

111.7945 7.940,08 F HT 9.118,00 F TTC

Modèle PS-280
Type alimentation
à laboratoire
0 à 30 V / 2 A - 5 V / 3 A

111.7946 4.930,02 F HT 5.547,00 F TTC

MIC-39
La version EFFICACE VRAI du célèbre MIC-37!
(Décrit dans catalogue Selectronic page 2-1)

Mêmes performances et même qualité
que notre MIC-37 mais mesures en mode
efficace vrai (TRUE RMS) en alternatif

Le MIC-39 111.3943 586,85 F HT 696,00 F TTC

BUS I2C
CARTE INTERFACE BUS I2C POUR PC
GEREE SOUS WINDOWS



Conçue pour répondre aux besoins des bureaux d'études et des industriels de plus en plus nombreux à utiliser le BUS-PC, cette carte permet l'exploitation sous WINDOWS (mais également sous DOS) du BUS-PC à partir d'un PC. Son intérêt est fondamental puisqu'elle permet depuis un PC de faire tourner des applications graphiques et multiples en recevant des informations ou en envoyant des ordres à n'importe quel périphérique se trouvant sur le BUS-PC.

La carte RMS-10 est fournie avec une bibliothèque de liens d'examens (DLL) permettant de développer sous différents langages (PASCAL, BASIC, VISUAL BASIC et C) et avec un logiciel d'émulation et d'installation.

Le RMS-10 111.5930 50,00 F HT 1126,70 F TTC

POUR LA MAISON

ERDOM REPONDEUR ELECTRONIQUE
Pour ceux qui ont besoin de laisser un message en leur absence sur leur téléphone, sans nécessaire d'enregistrer à l'avance, ERDOM est un répertoire miniature (format miniature), entièrement automatisé, utilisant la technologie de la synthèse de parole (grâce à l'utilisation de l'ISO-1016).

Sûreté de fonctionnement, qualité de reproduction, fiabilité sont ses principaux atouts.

Durée du message : 16 s (extensible à 32 s par ajout d'un ISO-1016).
Micro d'enregistrement intégré - Alimentation à prévoir : 8 à 25 V DC ou AC
Une réalisation Selectronic, évidemment !

Le kit complet version 16s (sans alim.) 11.3300 333,05 F HT 395,00 F TTC
Pneum avec boîtier / face avant autocollante grise, cordons et poir THT géogène
Bloc alim secteur pour 8° 11.0694 29,51 F HT 35,00 F TTC
Bloc alim. 9 V PRO 11.4175 80,10 F HT 95,00 F TTC
L'ISO-1016 supplémentaire 12.4173 75,04 F HT 89,00 F TTC

ULTIMETER II
STATION METE
DOMESTIQUE
(FIABLE et PRECISE)
Vitesse et direction du vent
Température, point de rosée
Date et heure avec alarm.
Unités métriques.

Eclairage nocturne de l'affichage etc.
PLUS DE 20 FONCTIONS !

Dimensions : 170 x 70 x 32 mm

DOCUMENTATION DETAILLEE ET CATALOGUE DES ACCESSOIRES SUR SIMPLE DEMANDE

OFFRE PROMOTIONNELLE :
La station ULTIMETER II + le pluviomètre 0,1 " + l'interface PC / RS 32
011.8490 1.981,55 F HT 2.350,00 F TTC

La station ULTIMETER II 11.7653 1.364,91 F HT 1.590,00 F TTC
Le pluviomètre 11.7654 901,66 F HT 995,00 F TTC
L'INTERFACE PC RS 32 (support en anglais) 11.7656 480,04 F HT 580,00 F TTC
Le câble de connexion universel 12 m 11.7655 126,48 F HT 150,00 F TTC

Le PIC-START 111.7725 1.364 F HT 1.620,00 F TTC
Micro-contrôleur version OTP
PIC-16C54 RCP 111.7724 32,8 F HT 38,00 F TTC
PIC-16C56 XT/P 111.7751 40,3 F HT 48,00 F TTC
PIC-16C57 XT/P 111.7755 48,6 F HT 57,00 F TTC
PIC-16C71-40/P 111.7757 59,0 F HT 70,00 F TTC
Micro-contrôleur version UV-PROM
PIC-16C54/JW 111.7726 32,8 F HT 38,00 F TTC
PIC-16C56/JW 111.7753 40,3 F HT 48,00 F TTC
PIC-16C57/JW 111.7756 48,6 F HT 57,00 F TTC
PIC-16C71-40/JW 111.7758 59,0 F HT 70,00 F TTC
THE MICROCHIP LATA-BOOK 111.7730 125,6 F HT 149,00 F TTC

TELECOMMANDE HF CODEE
Livrés prêt à l'emploi, ces ensembles vous permettront de réaliser très rapidement et très simplement une fonction télécommande (ouverture de portail, allumage de lampe, alarme, etc.) avec codage de sécurité.

Technologie SAW (résonateur à ondes de surface) calibré en usine.
Émetteur miniature type porte-clés.
TX / RX 001
Modèle 1 canal. Codage sur 12 bits par points de soudure.
Récepteur miniature alimenté sous 12VDC.
TX / RX 003
Modèle à canal extensible à 2 canaux.
Sortie à collecteur ouvert ou sur relais (en option).
Alimentation par piles.
Récepteur universel (ém. 9 à 24 VAC ou 12 à 40 VDC).

En option :
Lot de composants nécessaires pour transformer le récepteur en 2 canaux.
L'ensemble Em + Ré. TX/RX 001 111.4466 278,25 F HT 330,00 F TTC
L'émetteur supplémentaire pour TX/RX 001 111.495 168,63 F HT 200,00 F TTC
L'émetteur TX 003 111.465 193,93 F HT 230,00 F TTC
Le récepteur RX 003 111.463 227,66 F HT 270,00 F TTC
Lot de composants pour extension 2 canaux 111.460 33,71 F HT 40,00 F TTC

NOUVEAU MICRO-CONTRÔLEURS MICROCHIP : L'AVENIR ?
En effet, ces microcontrôleurs bénéficient d'une architecture de type RISC à grande vitesse, donc à des instructions réduites à grande vitesse d'exécution. Pix très compétitif !
(Cf. ELECTRONIQUE RADIO-PLANS n° 55)

SELECTRONIC vous propose dès à présent une gamme complète de circuits moyens de développement.

PIC-START-15B
L'outil de développement économique pour la famille PIC-16CXX
Pour bien démarrer avec MICROCHIP !

INTERRUPTEUR MAGIQUE ES 47
REMPLECE AVANTAGEUSEMENT IN
INTERRUPTEUR STANDARD ENCASTRÉ
Branchement 2 fils seulement
SUPER PROMO
Système à détection infrarouge.
Minuterie réglable de 4 s à 12 mn.
Distance de détection : de 0 à 10 m.
Pouvoir de coupure : 300 W / 220 V

L'interrupteur ES 47 112.8690 50,93 F HT 179,00 F TTC
A partir de 5 pièces 89,12 F HT 165,00 F TTC

CONDITIONS GENERALES DE VENTE
REGLEMENT A LA COMMANDE : Forfait port et emballage 28,00 F TTC.
FRANCO A PARTIR DE 700,00 F
CONTRE-REMBOURSEMENT : Frais en sus selon la taxe en vigueur
Pour faciliter le traitement de votre commande, veuillez mentionner la REFERENCE COMPLETE des articles commandés.

Selectronic
TOUT LE RETE SE TROUVE DANS
LE CATALOGUE GENERAL
SELECTRONIC 1993
Envoi contre 5,00 F en timbres-poste

MICRO-CONTRÔLEUR

Après BASIC INSTINCT" ...

Opération "BASIC INTEL"

Developpez vos applications
en BASIC

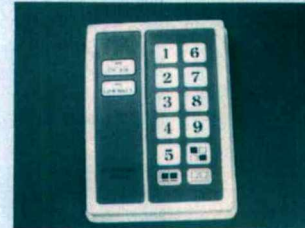
grâce à notre package
comprenant le μ -contrôleur
INTEL 8052 accompagné de
son guide de développement
(215 pages - en anglais).

Micro-contrôleur 8052-AH BASIC + MCS BASIC-52 User's Manual
L'ensemble **SUPER PROMO** 111.6210 248,74 F HT **295,00 F TTC**



ALARME - NOUVEAUTE

AMELIOREZ LES PERFORMANCES DE VOTRE HA-50 !

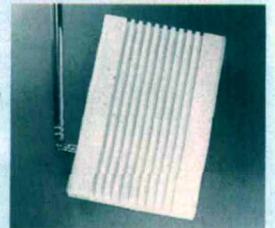


SA-224 CLAVIER SANS FIL

Remplace et assure les fonctions
de la télécommande.
Code secret interchangeable.
Sécurité anti-sabotage.
Usage intérieur ou extérieur.
Indication d'usure de pile.
Alimentation : pile 9V alcaline.
Dimensions : 115 x 80 x 30 mm

Le SA-224 111.8692 **475,00 F TTC**

Grace aux
accessoires
proposés
ci après



SA-225 REPETEUR H.F.

Ce nouveau module très astucieux permet
d'augmenter la portée des détecteurs HA-50P
et HA-50M jusque 50 m. Il reçoit le signal
des détecteurs et le réémet vers la centrale.
Alimentation secteur fournie.

Le SA-225 111.8695 **449,00 F TTC**

AUDIO

ELBASS PRO2

CAISSON DE GRAVES ACTIF AVEC PROCEPSEUR
DE CORRECTION DANS L'EXTRÊME GRAVE

(Décrit dans le HAUT-PARLEUR n° 1819 et 1820)

Une réalisation professionnelle et haut de gamme
utilisant le boomer SP-5050 de PHL Audio.

Bande passante utile : 34 à 80 / 140 Hz.

Niveau maxi (sans distorsion !) : 114 dB @ 75 W Sans commentaire !

Tous les composants disponibles chez Solotronica, en particulier :

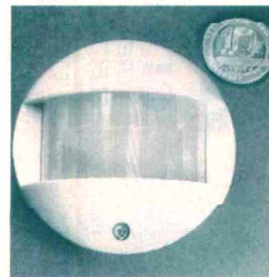
Boomer professionnel SP-5050

de PHL Audio 111.5972 2.099,49 F HT **2.490,00 F TTC**

Ampli intégré

TDA-1514 A 111.6347 37,94 F HT **45,00 F TTC**

DETECTION



S-230 LE DETECTEUR INFRA-ROUGE PASSIF QUE VOUS ATTENDEZ TOUS !

- Détection sur 180°
- Fourni avec 4 lentilles; interchangeables :
 - une standard grand-angle (180°) - portée 12 m
 - une longue portée 20 m
 - une spéciale "animaux domestiques"
 - une spéciale "Rideau" (protection de passage)
- Auto-protection. Technologie CMS
- Immunité aux parasites
- Voyant de contrôle, etc... ET... **PRIX DEBILE !!!**

Le S-230 111.7852 **295,00 F TTC**

VIDEO SURVEILLANCE

MODULE CAMERA

NOIR & BLANC - MINIATURE

(46 x 70 x 27 mm seulement ! - Poids : 40 g)

Caméra CCD 1/3" - Standard CCIR :

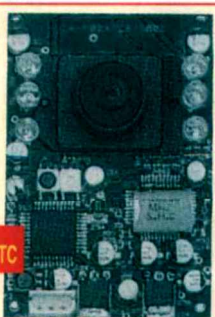
- Haute sensibilité : 0,1 lux
- Objectif miniature :
f = 4,3 mm (F = 1,8) 11 : 74° - V. 30°
- Obturateur et iris électroniques
(exposition automatique)
- Excellente qualité d'images
- Haute résolution : 380 lignes / 298000 pixels
- Sortie : 1 Vcc / 75 ohm
- T° d'utilisation : -10 à +50 °C @ 95% RH
- Alimentation : 12 V nominal (11 à 15 V DC / 200 mA)

890,00 F TTC

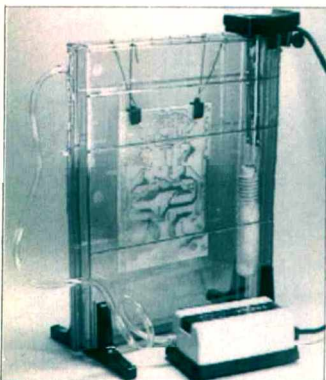
Le module caméra CCD 111.8050 730,42 F HT **890,00 F TTC**

A partir de 3 pièces 682,97 F HT **810,00 F TTC**

(Emetteur UHF video pour d° EN PREPARATION)



CIRCUITS IMPRIMES



GRAVEUSE VERTICALE Economique..., mais de qualité !

Pour circuit imprimé de 10 x 25 cm
max. (20 x 25 cm sans résistance
chauffante)

Fournie avec générateur de
bulles et résistance chauffante
150 W avec thermostat.

Contenance de perçuto :
1,5 litre max.

La graveuse 111.7441 235,24 F HT **279,00 F TTC**

METROLOGIE

PIED A COULISSE NUMERIQUE au 1/100° mm

Affichage LCD
en mm ou en pouces.

Ouverture maxi :
150 mm.



Le pied à coulisse 112.5937 210,79 F HT **250,00 F TTC**

TECHNIQUE

LE BUS I2C de Dominique PARET

Editions DUNOD-TECH

Livré avec disquettes
d'applications 3 1/2"

323 pages - Format 16 x 24

Le livre 111.7418 210,79 F HT **250,00 F TTC**

KIT

COM STEP

KIT de commande pour moteurs

PAS à PAS gérée par PC (par le port //)

Permet la commande de deux 2 moteurs PAP sous DOS - Livré avec 2
moteurs 200 p/t, logiciel de DEMO et interface de commande.

Version KIT 111.5703 387,86 F HT **495,00 F TTC**

Version montée 111.5707 653,46 F HT **699,00 F TTC**

KIT Interface de puissance :

Circuit + composants + 1 Moteur 200 p/t (600mN.m.)

(Décris dans ELEKTOR n° 181 de janvier 1994)

Le KIT 111.6482 328,84 F HT **390,00 F TTC**

Selectronic

B.P 513 - 59022 LILLE CEDEX - TEL : 20.52.98.52 - FAX : 20.52.12.04

DOCUMENTATION DETAILLEE SUR SIMPLE DEMANDE

CONDITIONS GENERALES DE VENTE : Voir nos publicités annexes

POUR LA MAISON

ALTEL

LE TRANSMETTEUR TELEPHONIQUE
INTELLIGENT QUE VOUS ATTENDIEZ !

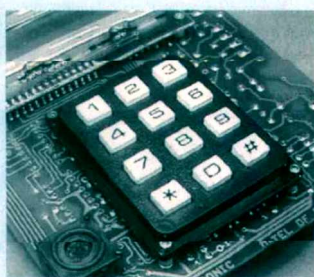
2 VOIES DE SURVEILLANCE
SYNTHESE VOCALE
AFFICHEUR LCD 2x16 car.
CLAVIER DE COMMANDE ET MICRO
INCORPORES
QUALITE PROFESSIONNELLE
ALIMENTATION A PREVOIR : 12 V_{DC}
Etc...

OPTIONS ALTEL :

CARTE INTERFACE DE PUISSANCE
CARTE MICROPHONE ESPION

Exemple de prix :

ALTEL en Kit complet (sans boîtier) **PROMO** 112.5770 1.053,96 F HT **1.250,00 F TTC**
Carte ALTEL montée et testée (sans boîtier ni alimentation) 111.5917 1.475,55 F HT **1.750,00 F TTC**



POUR L'AUTOMOBILE

SECURITYTALK

SYSTEME DISSUASIF A SYNTHESE DE PAROLE



Ce dispositif à micro-contrôleur prévient le vol éventuel que votre véhicule est équipé d'un système d'alarme et lui demande de s'éloigner.

Son comportement est analysé et s'il n'obtempère pas, SECURITYTALK déclenche le système d'alarme existant, évitant ainsi les dommages au véhicule.

SECURITYTALK se compose d'un système de détection volumétrique à rayon d'action réglable et d'un micro-contrôleur associé à un système de synthèse de parole couplé à un amplificateur de puissance, et à un haut-parleur spécial (à installer dans le compartiment moteur). C'est par ce haut-parleur que sont diffusés les messages d'alarme. **(RANC D'ESSAI DANS LE HAUT-PARLEUR DU 15/11/00)**

Compatible avec tout système d'alarme, il est livré prêt à l'emploi avec notice en français.

SECURITYTALK 111.3880 1.172,01 F HT **1.390,00 F TTC**

CA 6000

SYSTEME 2 FILS
A TELECOMMANDE

Ce petit prodige détecte l'ouverture des portes, capot, coffre et le bris de vitre... Et vous n'avez que deux fils à installer ! (version de base)

Télécommande par radio.

Détecteur de choc incorporé.

Détection de consommation de courant.

Sirene puissante : 115 dB.

INSTALLE
EN 10 mn. !



CA 6000 111.3480 476,39 F HT **565,00 F TTC**

RK-1 : Module d'inhibition du démarreur 111.3481 67,45 F HT **80,00 F TTC**
PL-1 : Module d'activation des clignotants 111.3482 84,32 F HT **100,00 F TTC**
DL-1S : Module de télécommande des portes 111.3484 185,50 F HT **220,00 F TTC**
6000-T : Emetteur supplémentaire 111.3495 168,63 F HT **200,00 F TTC**

ALIMENTATION

ALIMENTATION MULTI-TENSIONS ECONOMIQUE

2 sections variables 1,5 à 15V : 2,5A
1 sortie 5V / 3A

Toutes sorties flottantes permettant la mise en série ou parallèle. (30V / 2,5A ou 15V / 5A)

De qualité professionnelle et spécialement conçue pour l'enseignement, l'amateur, le labo, etc...

Le kit complet avec face avant autocollante gravée et boîtier :
111.7225 666,10 F HT **790,00 F TTC**



ALARME AUTOMOBILE

POUR CEUX QUE LE KIT REBUTE ... CAR-ALARM CA-8A

Système d'alarme sophistiqué et très performant, à télécommande infra-rouge, combinant la détection par ultra-sons, la détection d'ouverture (contacts) et la consommation de courant.

CARACTERISTIQUES PRINCIPALES :

- Codage sur 10 bits (1024 combinaisons) - Sensibilité réglable
- Sirene piezzo 110 dB - Dim. : 36 x 128 x 99 mm

Sortie prévue pour relais 1 RT permettant d'inhiber le démarreur, de commander les clignotants et la commande des portes.

Fourni avec télécommande, sirene et tous les accessoires nécessaires.

Le CAR-ALARM CA-8A 111.5370 824,74 F HT **900,00 F TTC**
L'émetteur supplémentaire 111.5372 160,20 F HT **190,00 F TTC**
Le relais 12V / 1 RT 111.5369 31,62 F HT **37,50 F TTC**



PA-1 EMETTEUR-RECEPTEUR CODÉ POUR TÉLÉ-ALARME.

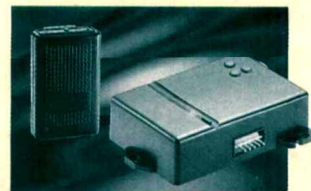
- Vous prévient à distance d'une tentative de vol sur votre véhicule (également utilisable sur alarme domestique)

Utilisable sur toute centrale (pour CA-6000, nous demander le schéma d'adaptation)

- Alimentation : 12 V continus

- Portée : environ 3 km (selon antenne et environnement)

PA-1 111.4470 581,79 F HT **690,00 F TTC**



ST-1 ANTENNE "STRIP-LINE"

Spécialement étudiée pour le PA-1, si vous n'avez pas ou ne désirez pas utiliser l'antenne de votre auto-radio. Montée sur support auto-collant 3M. Longueur 42 cm

ST-1 111.4510 71,67 F HT **85,00 F TTC**

CS-01 SIRENE D'HABITACLE MODULEE

Sirene pour tout véhicule et alarme domestique.
- Auto-alimentée par accu incorporé et auto-protégée.

- Alimentation : 12 V continus

Se déclenche en même temps que

l'alarme principale et sur tentative de sabotage.

Son très perçant. Niveau sonore : 110 dBA à 1 m

Dimensions : 11 x 7 x 4 cm

CS-01 111.4512 333,90 F HT **396,00 F TTC**



MW-100 DETECTEUR HYPER-FREQUENCES

CE QUE VOUS ATTENDIEZ

POUR COMPLETER VOTRE INSTALLATION !

IDEAL pour protéger les cabriolets, ou pour laisser ouvert une vitre ou votre toit ouvrant en été !

Le RADAR ne sera pas déclenché par un courant d'air ou un changement de température, mais uniquement par une intrusion

- Système à codage d'impulsions pour éviter les fausses alarmes.

- Alimentation 12 V continus

- Sortie de déclenchement négative (par mise à la masse)

- Compatible avec toute centrale (pour CA-6000, nous demander le schéma d'adaptation)

MW-100 111.4520 412,31 F HT **489,00 F TTC**

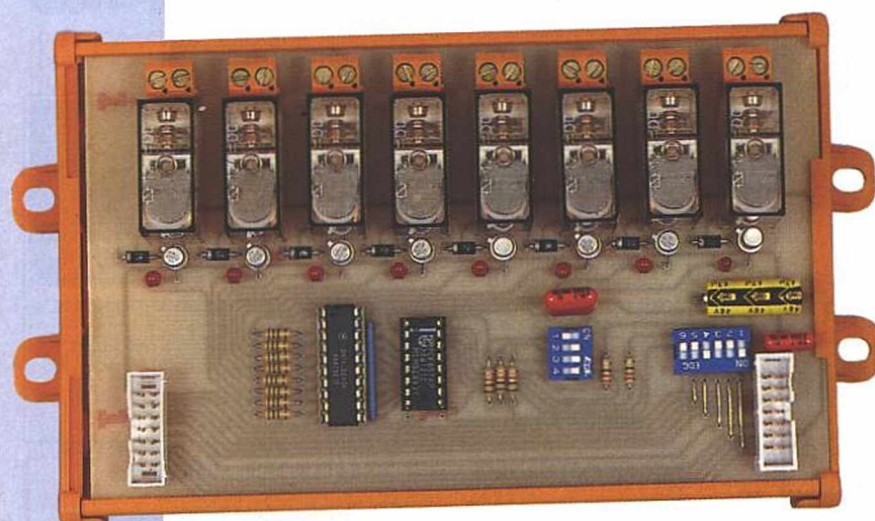


VOUS DESIREZ EN SAVOIR PLUS SUR UN PRODUIT ?
Envoi de documentation détaillée sur simple demande.

CONDITIONS GENERALES DE VENTE : Voir nos publicités annexes.

VENTE DE COMPOSANTS ET MATERIELS ELECTRONIQUES
BP 513 - 59022 LILLE CEDEX - TEL : 20.52.98.52 - FAX : 20.52.12.04
Magasin situé à LILLE au 86 rue de Cambrai

DOMESTICUS : BORNIER DE SORTIES 8 VOIES ET ALIMENTATION



Voici la deuxième partie de notre

réalisation Domotique : Les borniers

de sorties Digitales et d'alimentation

des voies d'entrées-sorties. Ces deux

borniers, reliés au bornier d'entrées

Digitales décrit le mois dernier,

permettent de réaliser un module

d'entrées/sorties digitales complet prêt à être raccordé sur votre unité centrale.

Description du bornier 8 sorties digitales

Schéma électrique

Le schéma électrique du bornier 8 sorties digitales est donné figure 1. Comme pour le bornier d'entrées digitales, il utilise le circuit spécialisé PHILIPS COMPOSANTS PCF 8574. La liaison vers le réseau I2C est assurée par les connecteurs HE10 14 points K1 et K2. Le réseau utilisé est sélectionné par l'intermédiaire du Dip-switch S2, et l'adresse du circuit PCF 8574 sur ce réseau par S1 (commande des trois broches d'adresses A0, A1 et A2). Le tableau 1 indique le positionnement des switches de S2 en fonction du réseau à sélectionner. Les huit sorties du PCF 8574 sont inversées par l'octuple tampon inverseur 74LS240 ; une résistance de 330 Ω maintient un niveau haut à l'entrée de l'inverseur en cas de non activation de la sortie du PCF 8574. Chaque sortie de tampon inverseur pilote un transistor 2N2222 au travers d'une LED et d'une résistance de limitation du courant. La LED possède deux fonctions : la visualisation de l'état de la voie, et le blocage du transistor pour un niveau logique bas

en sortie de la porte (tension de sortie entre 0 et 0,3V). Chaque transistor commande en 12V un relais (sorties contacts secs, prévues pour 250V 10A) dont les contacts Travail et Commun sont accessibles par les borniers B1 à B8.

Implantation du bornier

L'implantation du bornier qui est donnée figure 2 reprend les principes utilisés pour ces modules d'entrées-sorties. On retrouve les connecteurs de réseaux I2C (K1 et K2) dans les coins

Réseau	DIP-SWITCH S2					
	1	2	3	4	5	6
1	ON	OFF	OFF	ON	OFF	OFF
2	OFF	ON	OFF	OFF	ON	OFF
3	OFF	OFF	ON	OFF	OFF	ON

■ Tableau 1 : positionnement des switches de S2 en fonction du réseau à sélectionner.

IC1 PCF 8574			IC2 74LS240		Activation Relais	Bornier
octet à transmettre	bit	broche	broche entrée	broche sortie		
xxxx xxx0	P0	4	17	3	Rel2	B2
xxxx xx0x	P1	5	4	16	Rel3	B3
xxxx x0xx	P2	6	6	14	Rel5	B5
xxxx 0xxx	P3	7	8	12	Rel7	B7
xxx0 xxxx	P4	9	11	9	Rel8	B8
xx0x xxxx	P5	10	13	7	Rel6	B6
x0xx xxxx	P6	11	15	5	Rel4	B4
0xxx xxxx	P7	12	2	18	Rel1	B1

■ Tableau 2 : table de correspondance des voies du bornier 8 sorties digitales.

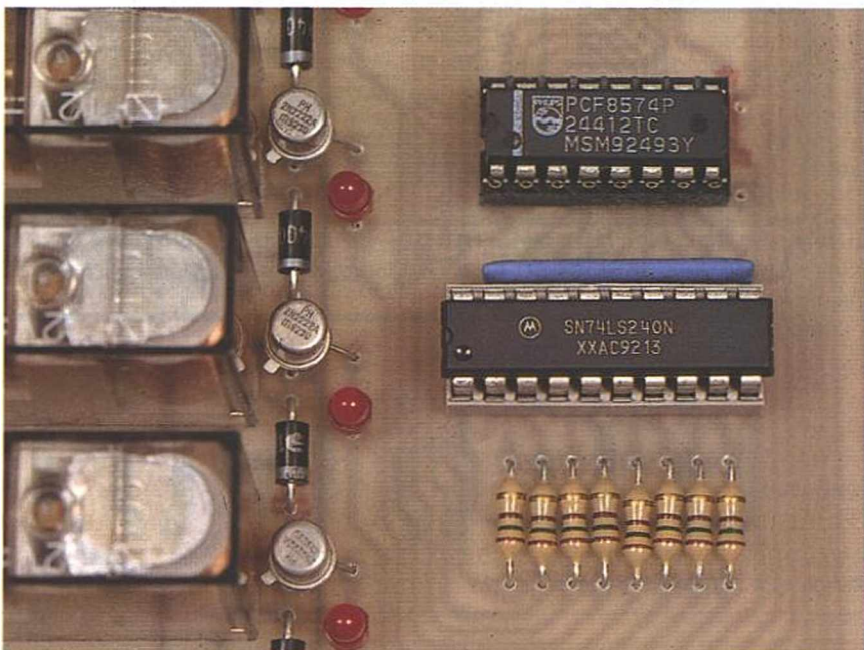
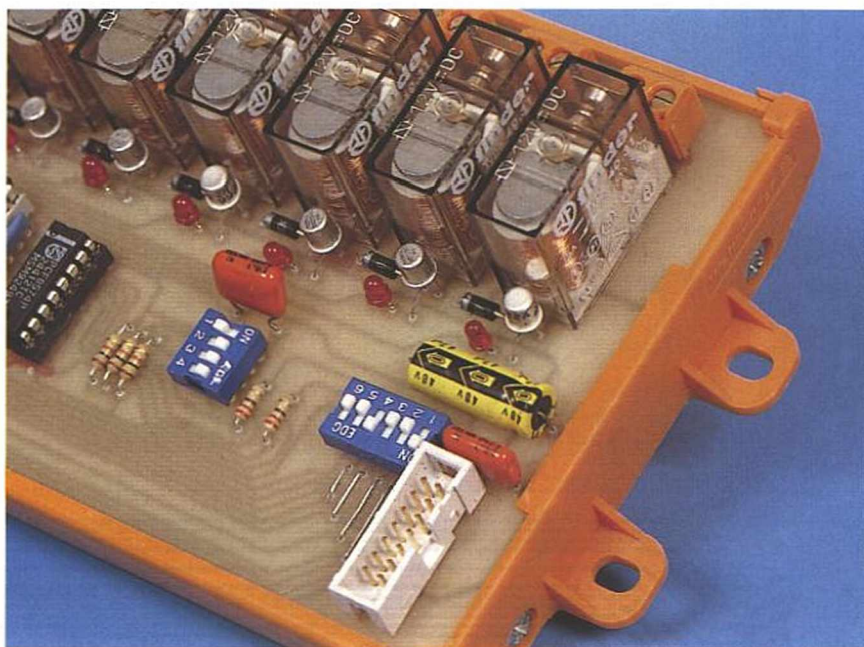
gauche et droite en haut du circuit, et les borniers de raccordement de sorties en bas. Pour des raisons de simplification de l'implantation, nous n'avons pas respecté l'ordre logique entre les bits de l'octet de sortie du circuit PCF8574, et le numéro du bornier de sortie contacts secs. Si vous désirez écrire vos propres programmes, il vous faudra utiliser la table de correspondance du **tableau 2** pour commander chaque voie de sortie de ce bornier. Pour les lecteurs créant leur applicatif à l'aide de l'Atelier Logiciel de DOMESTICUS, ce problème ne se posera pas car la table de correspondance a été intégrée dans le driver de communication de ces borniers.

Description du bornier alimentation

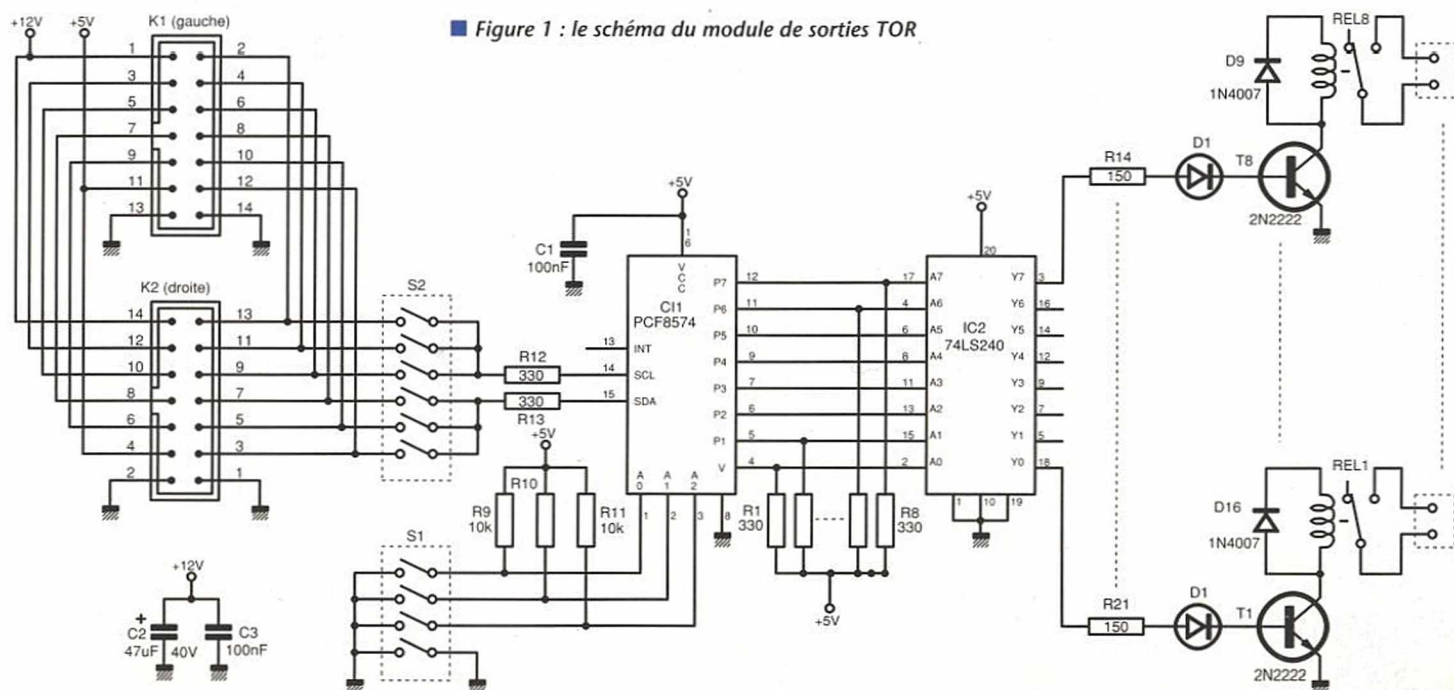
Le bornier alimentation des modules d'entrées-sorties permet de fournir aux différents borniers raccordés une tension de +5V (500mA) et +12V (2A). On a donc la possibilité de raccorder jusqu'à 4 borniers de sorties Digitales (consommation de 450mA en 12V si tous les relais sont activés). La consommation sur le +5V reste inférieure à 10mA pour chaque bornier d'entrées ou de sorties digitales. De plus, ce bornier permet le raccordement des réseaux I2C avec l'installation Domotique de votre habitation, via un connecteur à vis, ainsi que le branchement de l'horloge à afficheurs géants que nous publierons dans un prochain numéro. Le brochage de ce bornier à vis est représenté **figure 3**.

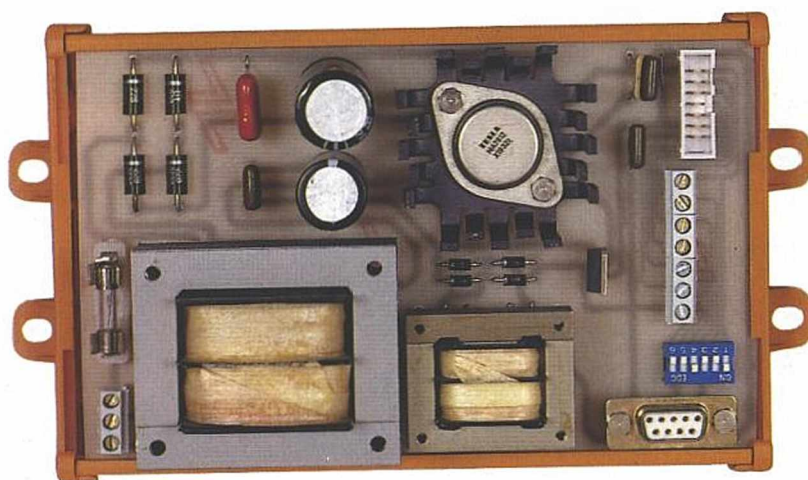
Schéma électrique

Le schéma électrique du bornier est donné **figure 4**. Il comprend deux alimentations distinctes (+5V et +12V), et une connectique de raccordement. Les alimentations n'appellent pas de commentaire particulier : transformateur, pont de diodes, filtrage par condensa-



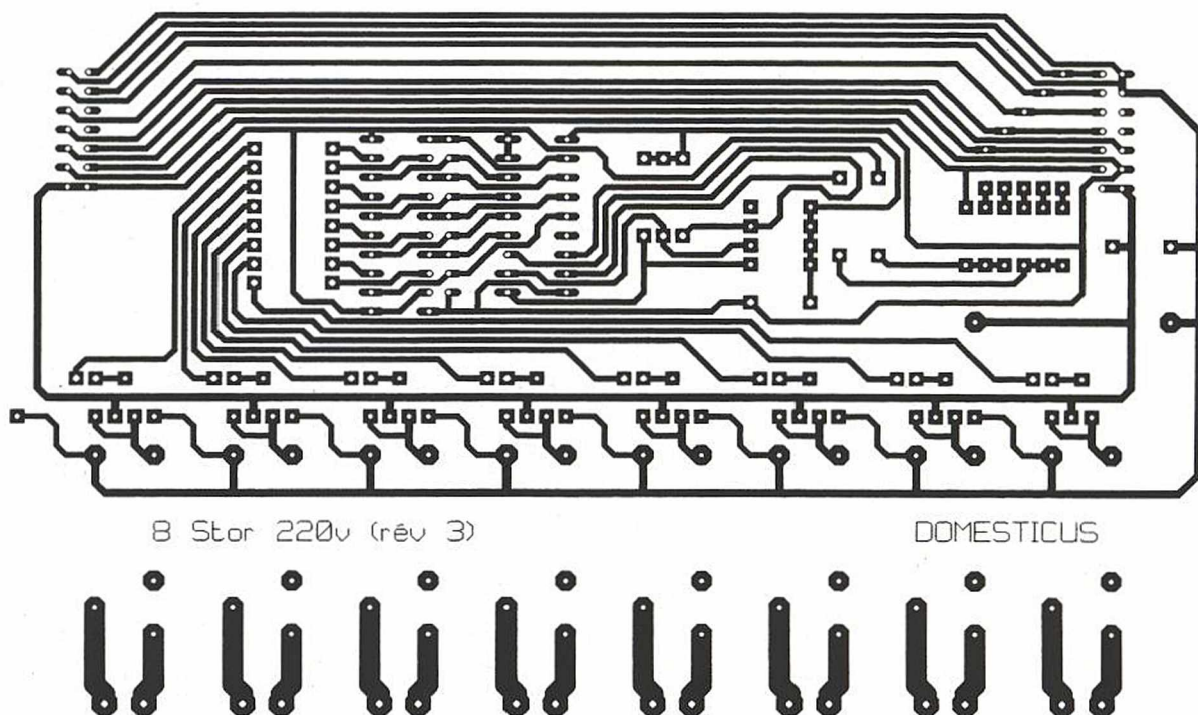
■ Figure 1 : le schéma du module de sorties TOR





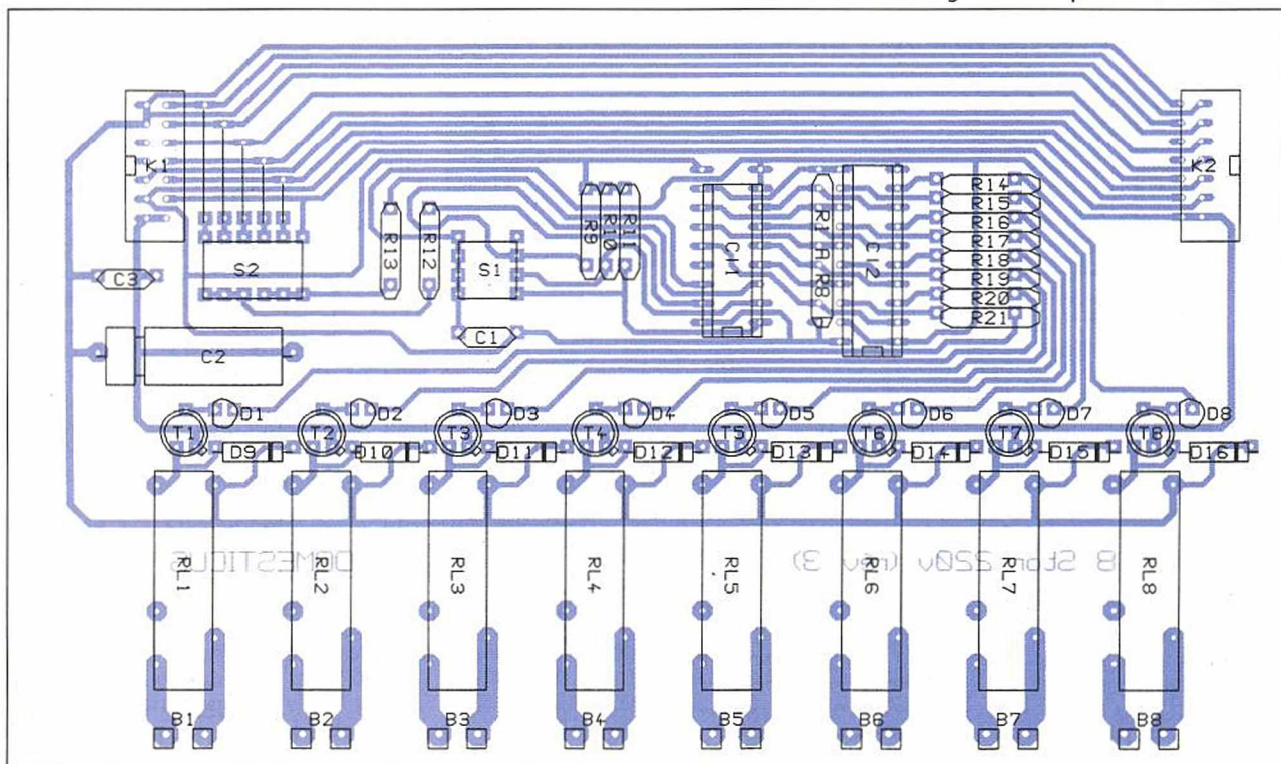
Guides-cartes mécaniques pour les borniers d'entrées-sorties

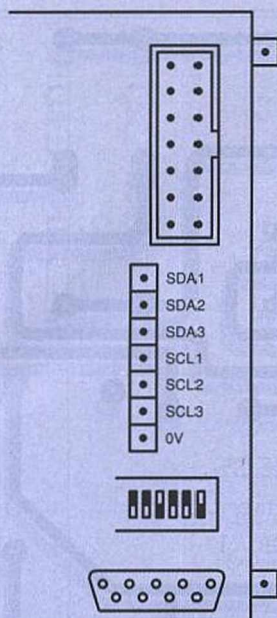
Les borniers d'entrées-sorties du système Domotique DOMESTICUS sont destinés à être fixés par des guides cartes au format Europe (100x160mm). Ces guides-cartes très pratiques peuvent être munis de flasques à oeillets pour une fixation par vis, ou des flasques à montage sur rail électrique Oméga standard pour un montage dans une armoire électrique normalisée.



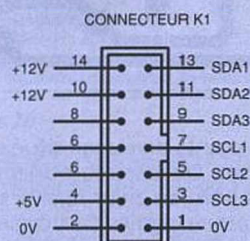
■ Figure 2a : CI module 8 sorties

■ Figure 2b : l'implantation

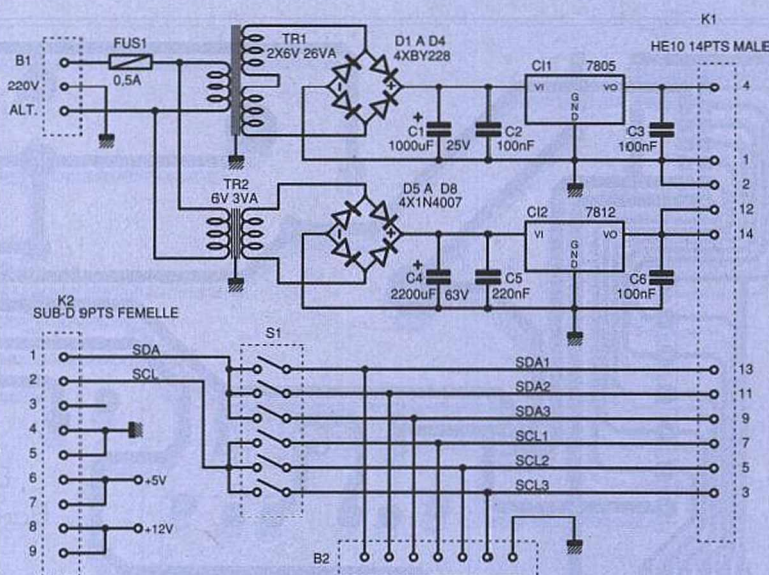




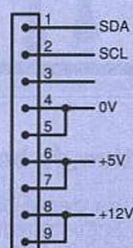
■ Figure 3 : repérage du bornier à vis



■ Figure 5 : brochage du HE10

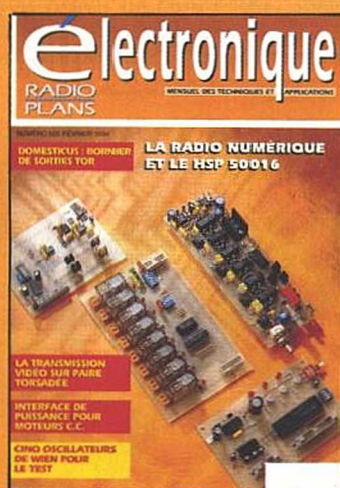


■ Figure 4 : schéma du bornier d'alimentation



■ Figure 6 : brochage du connecteur Sub-D

teurs, et régulateurs de tensions intégrés. Ces tensions d'alimentation sont directement accessibles sur le connecteur HE10 14 points de raccordement des borniers, dont le brochage est rappelé figure 5. Le Dip-switch S1 et le connecteur Sub-D 9 points femelle sont utilisés pour connecter la future horloge à afficheurs géants. Comme pour tous ces borniers d'entrées-sorties, le Dip-switch S1 permet de sélectionner le réseau utilisé pour cette horloge ; réseau que l'on retrouve aux bornes 1 et 2 du connecteur Sub-D. La



Recevez chaque mois toutes les informations indispensables pour suivre l'évolution de tous les aspects de l'électronique.

- Profitez de notre offre spéciale d'abonnement recevez

12 n° d'Electronique Radio Plans



2 logiciels exclusifs en cadeau :

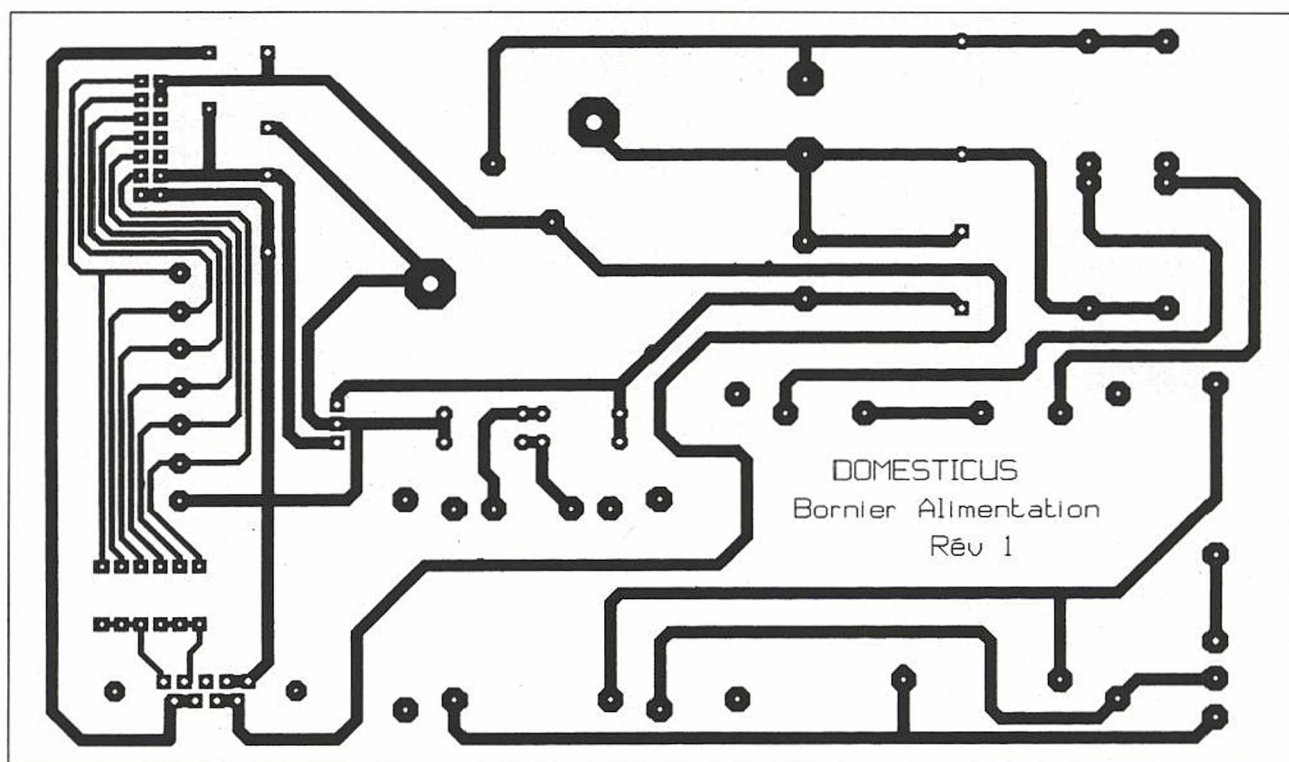
- TELENEWS : protocole de téléchargement pour dialoguer avec notre serveur 3615 ERP - Version DOS et Windows.
- Emul 2 : émulateur minitel sur PC pour optimiser l'exploitation minitel.

Profitez de cette offre exceptionnelle

ABONNEZ-VOUS !



Votre
CADEAU :
2 logiciels



■ *Figure 7a*

figure 6 indique le brochage de ce connecteur. Le raccordement 220V de ce bornier peut s'effectuer avec un câble à 3 fils (phase, neutre et Terre), pour permettre de relier les carcasses des transformateurs à la Terre.

Implantation du bornier

L'implantation de ce bornier est donnée **figure 7**. On retrouve l'alimentation 220V à gauche du bornier, et les réseaux 12C à droite (avec le connecteur

HE10 14 points du réseau situé en haut et à droite). Dans le regroupement de plusieurs borniers pour former un module d'entrées-sorties, le bornier d'alimentation sera donc placé le plus à gauche selon le schéma **figure 8**. Si

TITRE D'ABONNEMENT PRIVILEGIE

OUI, je désire profiter de votre offre spéciale : m'abonner à Electronique Radio Plans pour 1 an, 12 numéros et en plus recevoir en cadeau la disquette des logiciels Telenews et Emul 2, pour **259 F** (étranger 364 F) seulement :

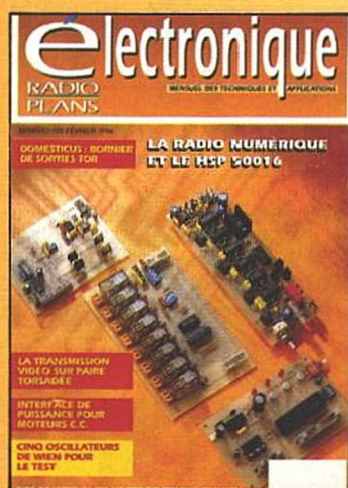
- ☐ Je joins mon règlement à l'ordre d'Electronique
Radio Plans, par :
☐ Chèque bancaire ou postal
☐ Carte bleue n°
date d'expiration :
Signature :

La disquette 3"1/2 comportant les logiciels Telenews et Emul 2 me sera adressée après réception de mon règlement :

Nom : Prénom :

Adresse :

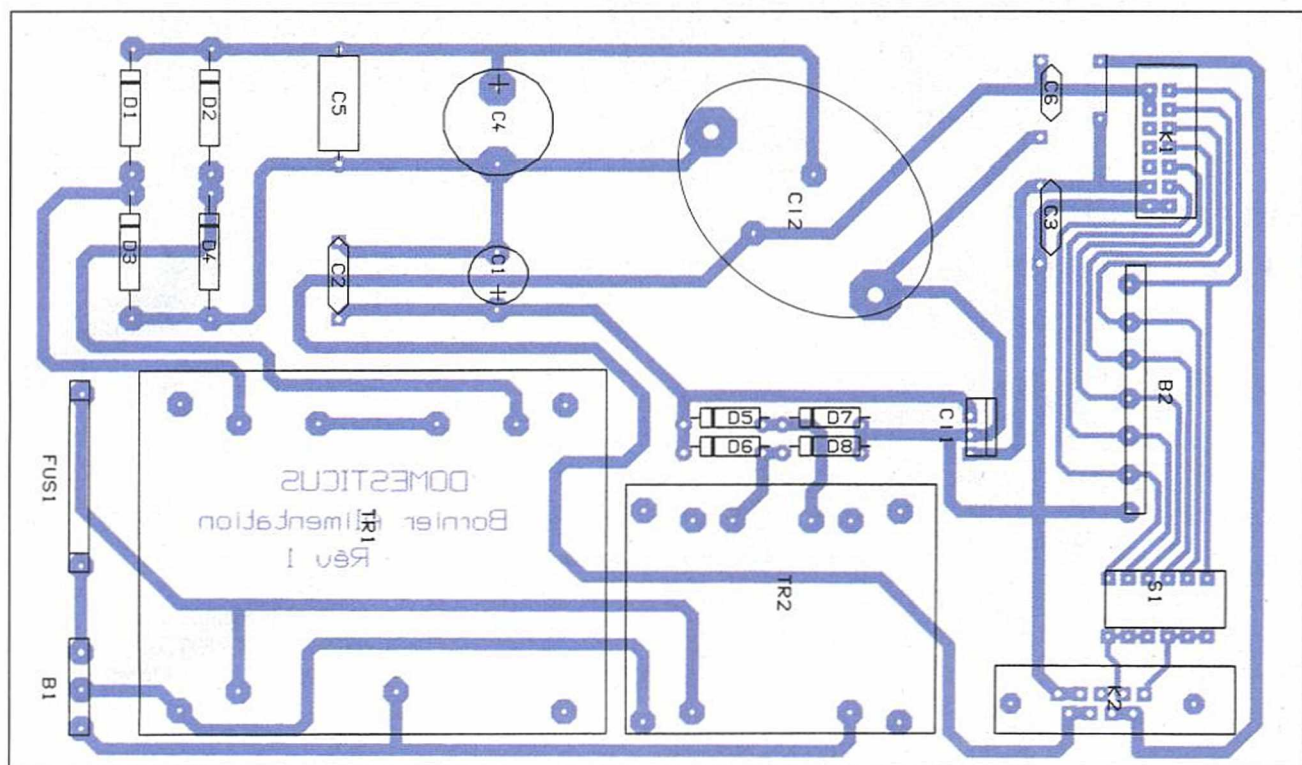
- ☐ professionnelle ☐ personnelle
- Entreprise :
- Code postal : Ville :
- ☐ Je souhaite recevoir une facture.



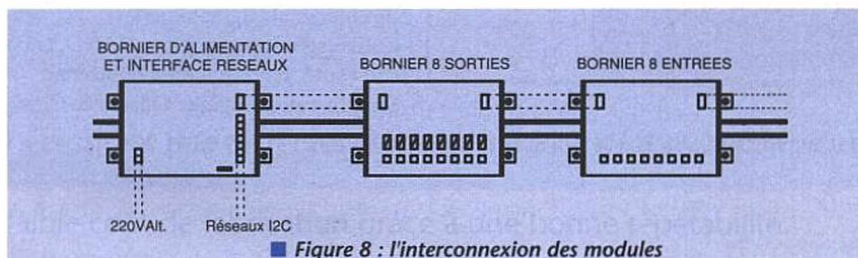
Votre
CADEAU :
2 logiciels



Electronique Radio Plans Service abonnements
2 à 12, rue de Bellevue,
75940 Paris Cedex 19



■ Figure 7b



■ Figure 8 : l'interconnexion des modules

vous n'avez pas prévu de connecter une horloge à afficheurs géants, vous n'avez pas besoin de cabler le Dip-switch S1, la Sub-D 9 points, et le strap à gauche du connecteur HE10 14 points.

Conclusion

Vous voici maintenant en possession des modules d'entrées-sorties digitales du système Domotique DOMESTICUS. Nous n'avons toujours pas abordé le problème du logiciel utilisé pour faire dialoguer ces borniers avec votre informatique. Ce sera chose faite dès le mois prochain, avec la publication de la carte d'interface PC, d'un exemple d'utilisation, et des routines de bas niveau pour les programmeurs.

J. GARBAY

NOMENCLATURE

Bornier 8 sorties Digitales

Résistances

R1 à R8 : Réseau SIL 8 x 330 Ω
R9, R10, R11 : 10 k Ω
R12, R13 : 330 Ω
R14 à R21 : 150 Ω

Condensateurs

C1, C3 : 100nF
C2 : 47 μ F 40 V

Semiconducteurs

D1 à D8 : LED 3mm rouges
D9 à D16 : 1N4007
T1 à T8 : 2N2222
IC1 : PCF8574
IC2 : 74LS240

Divers

Rel1 à Rel8 : Relais 12V - 1RT - 250V 10A

pour montage sur circuit imprimé - Finder type 40, Matsushita, ou équivalent
K1, K2 : Connecteurs HE10 mâles 2 x 7 points bas profil sans verrou
S1 : Dipswitch horizontal 4 inters
S2 : Dipswitch horizontal 6 inters
B1 à B8 : Borniers doubles à vis au pas de 5,08 mm WEIDMULLER
1 support pour CI 16 broches
1 support pour CI 20 broches
1 profilé pour carte Europe 100 x 160 mm
2 plaques de fermeture pour montage direct ou montage sur rail Oméga

Bornier alimentation

Condensateurs

C1 : 1000 μ F 25V radial
C2, C3, C6 : 100nF
C4 : 2200 μ F 63V radial
C5 : 220nF

Semiconducteurs

D1 à D4 : BY228

D5 à D8 : 1N4007

IC1 : Régulateur intégré 7805 boîtier TO220
IC2 : Régulateur intégré 7812 boîtier TO3

Divers

K1 : Connecteur HE10 mâle 2 x 7 points bas profil sans verrou
K2 : Sub-D 9 points femelle à souder
S1 : Dipswitch horizontal 6 inters
B1 : Bornier triple à vis au pas de 5,08 mm
B2 : Bornier sextuple à vis au pas de 5,08mm
TR1 : Transformateur 220 V - 2 x 6 V 26VA
TR2 : Transformateur 220 V - 1 x 6V 3VA
FU1 : Porte-fusible à souder sur CI
1 radiateur pour boîtier TO3
1 fusible cartouche 5x20 500mA
1 profilé pour carte Europe 100 x 160 mm WEIDMULLER
2 plaques de fermeture pour montage direct ou montage sur rail Oméga

ELECTRONICS WORKBENCH PROFESSIONAL

Le laboratoire d'électronique professionnel à 1990 FHT

OFFRE D'ESSAI : SATISFAIT OU REMBOURSE

Version
Française
PC/MAC

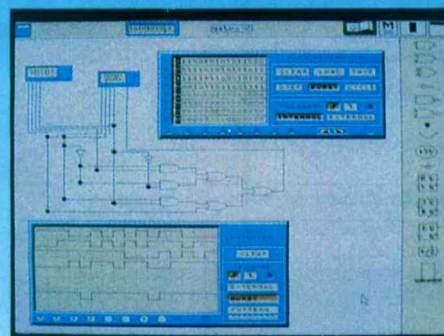
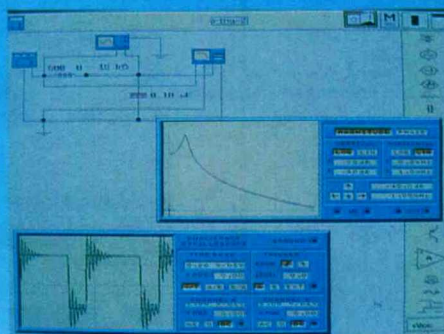
**LE PREMIER SIMULATEUR
ANALOGIQUE-NUMERIQUE
PROFESSIONNEL DISPONIBLE
A UN PRIX GRAND PUBLIC.**

ENVOYEZ 2360 FTTC, VOUS AVEZ
UN MOIS POUR L'ESSAYER ET
ETRE REMBOURSE SI VOUS
N'ETES PAS SATISFAIT.



Envoyez vos commandes avec la
référence "WORKBENCH RP" à :

P. I. Soft Diffusion 32 bis rue Camille Desmoulins 94230 CACHAN Tél : (1) 49 08 90 00 Fax : (1) 49 08 91 22



MODULE ANALOGIQUE

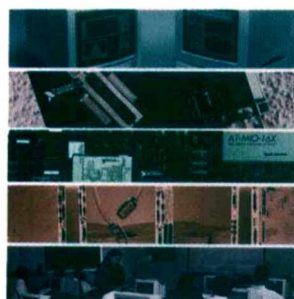
- Simulation SPICE
- Analyse transitoire
- Résistance, condensateur, diode, diode Zener, Transistor bi-polaire, led, ampoule, fusible...
- Source de tension AC et DC
- Générateur de fonctions : onde carrée, triangulaire et sinusoïdale
- Multimètre
- Oscilloscope 2 traces (1 Hz à 999Mhz)
- Traceur de diagramme (-200 à 200 dB)

MODULE NUMERIQUE

- Simulation de logique idéale
- AND, OR, XOR, NOT, NAND et NOR
- Bascule RS, JK, D flip flops, additionneur à 2 entrées, afficheur à 7 segments et voltmètre
- Générateur d'octet (16 mots de 8 Bits)
- Analyseur logique à 8 canaux (affichage hexadécimal et graphique)
- Conversion logique : porte NAND, table b de vérité, représentation booléenne
- Simplification logique Quine Mc Clusky

GUIDE GRATUIT DE L'ACQUISITION ET DE L'ANALYSE DE DONNÉES

1994



**IEEE 488 and
VXIbus Control,
Data Acquisition,
and Analysis**



CATALOGUE GRATUIT

Le catalogue 1994 décrit les produits nécessaires à la réalisation de systèmes de mesure sur ordinateur :

Matériels

- Interfaces IEEE 488.2 (GPIB)
- Contrôleurs VXI
- Cartes d'acquisition de données
- Cartes DSP
- Modules de conditionnement du signal (SCXI)

Logiciels d'applications

- LabVIEW (Windows, Macintosh, Sun)
- LabWindows pour DOS
- LabWindows/CVI (Windows, Sun)
- Drivers NI-VXI, NI-DAO et NI-488.2



Pour recevoir notre catalogue gratuit,
il vous suffit de nous renvoyer le
coupon-réponse ci-joint, par courrier
ou par télécopie: (1) 48 65 19 07
ou appeler le (1) 49 65 22 70



Centre d'Affaires Paris-Nord
Immeuble "Le Continental"
BP 217 - 93153 Le Blanc Mesnil

© Copyright 1993 National Instruments Corporation. Tous droits réservés. Les noms de produits et de sociétés cités sont des marques déposées par leurs propriétaires respectifs.

Je souhaite recevoir gratuitement le catalogue 94.

Nom/Prénom _____

Fonction _____

Société _____

Adresse _____

Code/Ville _____

Tél. _____ Fax _____

J'ai déjà reçu de la documentation de la part de National Instruments oui ☐ non ☐

ERP 02 94

RÉCEPTEURS VHF À RÉSONATEUR À ONDES DE SURFACE

Dans un précédent numéro

d'Electronique Radio-Plans, nous avons

démontré que grâce aux résonateurs à

ondes de surface Siemens, la conception

d'émetteurs-récepteurs pouvait être

simplifiée. Ces composants permettent la

réalisation d'oscillateurs stables ne

nécessitant pas de réglages. Cette caractéristique est évidemment un gage de

faible coût de fabrication grâce à une bonne répétabilité.

Dans ce numéro, nous poursuivons notre enquête sur les résonateurs à ondes de surface Siemens. Nous atteindrons la gamme des 400 MHz et nous ferons un bref retour sur la bande 224,5 MHz. Nous traiterons les résonateurs cités dans le tableau de la figure 1. Avec ces deux articles, les lecteurs disposent d'une schémathèque qui devrait permettre de répondre à la plupart des problèmes et des questions posées sur ce thème.

Le seul point faible de ces résonateurs est le calage en fréquence, et cette caractéristique doit être prise en compte au moment de la conception.

La légalisation d'une fréquence européenne à 433,92 MHz a donné naissance à certains résonateurs à ondes de surface destinés aux émetteurs-récepteurs travaillant dans cette bande.

Différents types de résonateurs et circuits oscillateurs

Pour les résonateurs Siemens fonctionnant soit à 224 MHz soit à 433 MHz, on peut employer le schéma de principe de la figure 2. Ce schéma est intéressant car il utilise assez peu de composants et il offre une grande latitude quant au choix de la polarisation et donc de la puissance de sortie.

Les deux tableaux de la figure 3 résument une partie des essais effectués avec

cinq types de résonateurs et trois types de transistors.

Dans ces deux tableaux, on trouve la fréquence de l'oscillateur et la self L qui est associée puis les valeurs des résistances de polarisation et la puissance de sortie correspondante.

Le transistor BFT 24 est particulièrement intéressant pour son fonctionnement optimum avec un très faible courant, de l'ordre du mA. En contrepartie, la puissance délivrée à une charge de 50 Ω est faible et ne vaut que 10 μ W.

Même si la puissance est faible, cette configuration reste intéressante pour des systèmes de transmission à courte ou très courte distance, et dans les systèmes où la consommation est un critère très important.

Pour des puissances supérieures, on a recours par exemple au BFR 34 qui permet de fournir 1 mW à une charge de 50 Ω avec le transistor polarisé avec un courant collecteur de 20 mA.

Finalement, avec un transistor comme le BFR 81 qui délivre soit 0,5 mW avec un

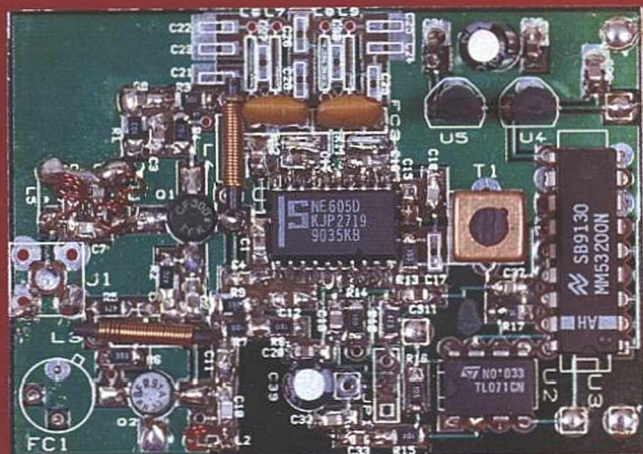
courant de polarisation de 14 mA ($V = 5$ V), soit 5 mW en consommant 50 mA ($V = 12$ V), on couvre une plage de puissance répondant aux deux applications de transmission : émetteur et récepteur.

Le même étage oscillateur peut être employé dans l'émetteur et dans le récepteur : premier oscillateur local.

Pour l'oscillateur local, la puissance de sortie est choisie en fonction du type de mélangeur. Pour un circuit comme le NE 602 ou NE 612, on aura besoin d'environ 1 mW et pour un mélangeur à diodes type SBL 1X mini-circuits on prendra 5 mW, + 7 dBm.

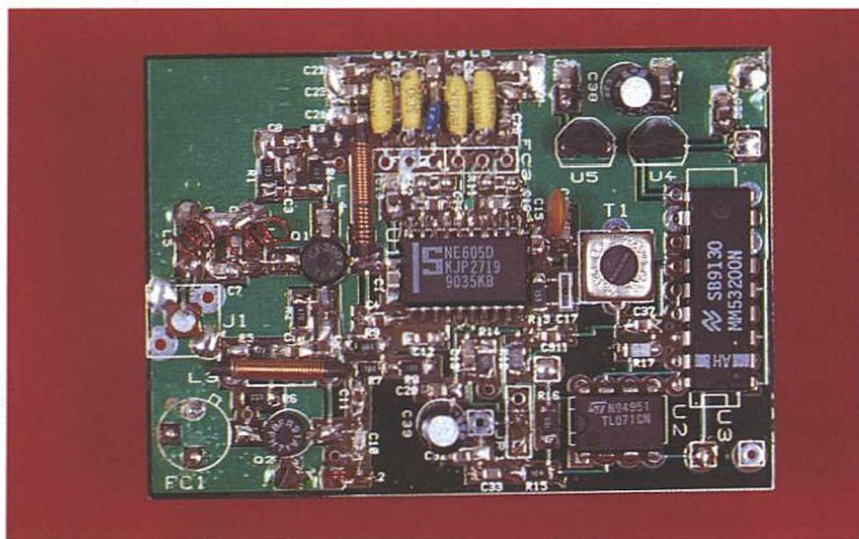
La structure de l'oscillateur de la figure 2 pourra être appliquée à d'autres types de transistors. On prendra garde à choisir une fréquence de transition f_t compatible avec la fréquence d'oscillation. Si la simplicité, versatilité et reproductibilité de cet oscillateur sont intéressantes, il n'en est pas de même de la pureté spectrale.

En effet, en général, l'harmonique 2 est



■ Figure 1

Référence Siemens	f en MHz	Tolérance kHz
OFW R 2531	423,22	± 75
OFW R 2632	433,92	± 100
OFW R 2633	434,32	± 75
OFW R 2523	224,50	± 67
OFW R 2637	213,80	± 64



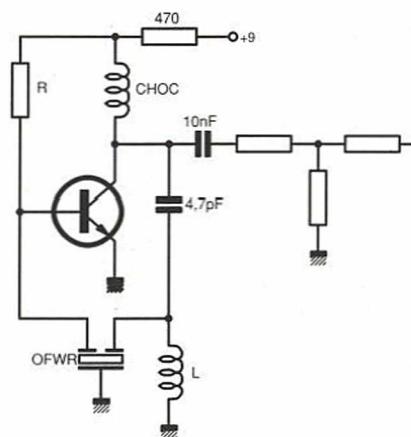
au même niveau que le fondamental et l'harmonique 3 est environ à -20 dB. Dans un but d'optimisation, on pourrait chercher le transistor ayant le f_t juste suffisant pour permettre l'oscillation et rejeter les harmoniques au plus bas niveau. Cette optimisation s'effectue non seulement par le choix du composant mais aussi par le choix du point de polarisation.

Modulation de l'émetteur

L'oscillateur de la figure 2 ne peut pas être modulé en fréquence, cette interdiction découle du très fort coefficient de surtension du résonateur qui lui donne une grande stabilité.

Une modulation d'amplitude peut être envisagée soit sur la base, soit sur le collecteur, le tout consistant bien sûr à modifier le courant de polarisation et donc la puissance de sortie.

Dans le cas de la transmission de données, il est inutile de chercher à concevoir un modulateur linéaire, on se



■ Figure 2 : oscillateur simple à résonateur

contente donc d'une structure tout ou rien telle celle de la figure 4.

L'entrée modulation peut recevoir le signal de sortie d'un circuit de codage comme le MM 53200.

Il est connu qu'une transmission en modulation de fréquence donne de meilleurs résultats que la modulation

d'amplitude. Si la qualité de la transmission est le critère le plus important, on opte pour la FM.

Dans ces conditions, le résonateur à ondes de surface Siemens ne peut plus être utilisé. On peut employer un VCO Murata qui facilite la conception. Pour diminuer le coût, il est aussi possible de concevoir un VCO à partir de résonateurs diélectriques Siemens en $\lambda/4$.

Nous reviendrons probablement sur ce sujet dans un autre article.

Dans ce numéro, nous nous intéresserons plus particulièrement aux récepteurs 433,92 MHz fonctionnant en modulation d'amplitude. Les mesures effectuées en modulation de fréquence ne sont données qu'à titre de comparaison.

L'établissement du schéma de l'émetteur, à partir des données de la figure 4 ne pose pas de problème particulier. Toutefois, à titre d'exemples, nous donnerons une application à 224,5 MHz.

Les différents types de récepteurs

Nous avons sélectionné deux fréquences : 224,5 MHz et 433,92 MHz. Ces deux fréquences sont des fréquences porteuses légales et autorisées.

Les trois autres fréquences contenues dans le tableau de la figure 1 sont uniquement destinées aux récepteurs.

Le résonateur R 2637 entre dans la réalisation de l'oscillateur local à 213,8 MHz soit 224,5 MHz - 10,7 MHz.

La fréquence intermédiaire vaut 10,7 MHz et le calage des résonateurs étant à ± 70 MHz environ, la largeur de bande du filtre FI sera supérieure à 140 kHz.

Les résonateurs R 2531 et R 2633 sont destinés aux oscillateurs locaux pour la réception de la fréquence à 433,92 MHz.

Dans le premier cas, la FI vaut 10,7 MHz et la largeur de bande FI sera supérieure à 175 kHz.

Dans le second cas, la FI vaut 400 kHz.

Structure du récepteur

Dans un premier temps, nous effectuons des tests sur deux récepteurs conformes au schéma synoptique de la figure 5.

Il s'agit de deux récepteurs à un seul changement de fréquence.

La fréquence intermédiaire prend deux valeurs, soit 10,7 MHz, soit 400 kHz.

Le schéma synoptique du récepteur est très classique : étage d'entrée à faible bruit, mélangeur, amplification FI et démodulation.

Le mélange, l'amplification FI et la démodulation sont confiés au circuit intégré NE 605. La sortie RSSI est employée en tant que sortie AM.

Le démodulateur FM n'est mis en place que dans un but de mesure et n'est pas utilisée dans l'application initiale.

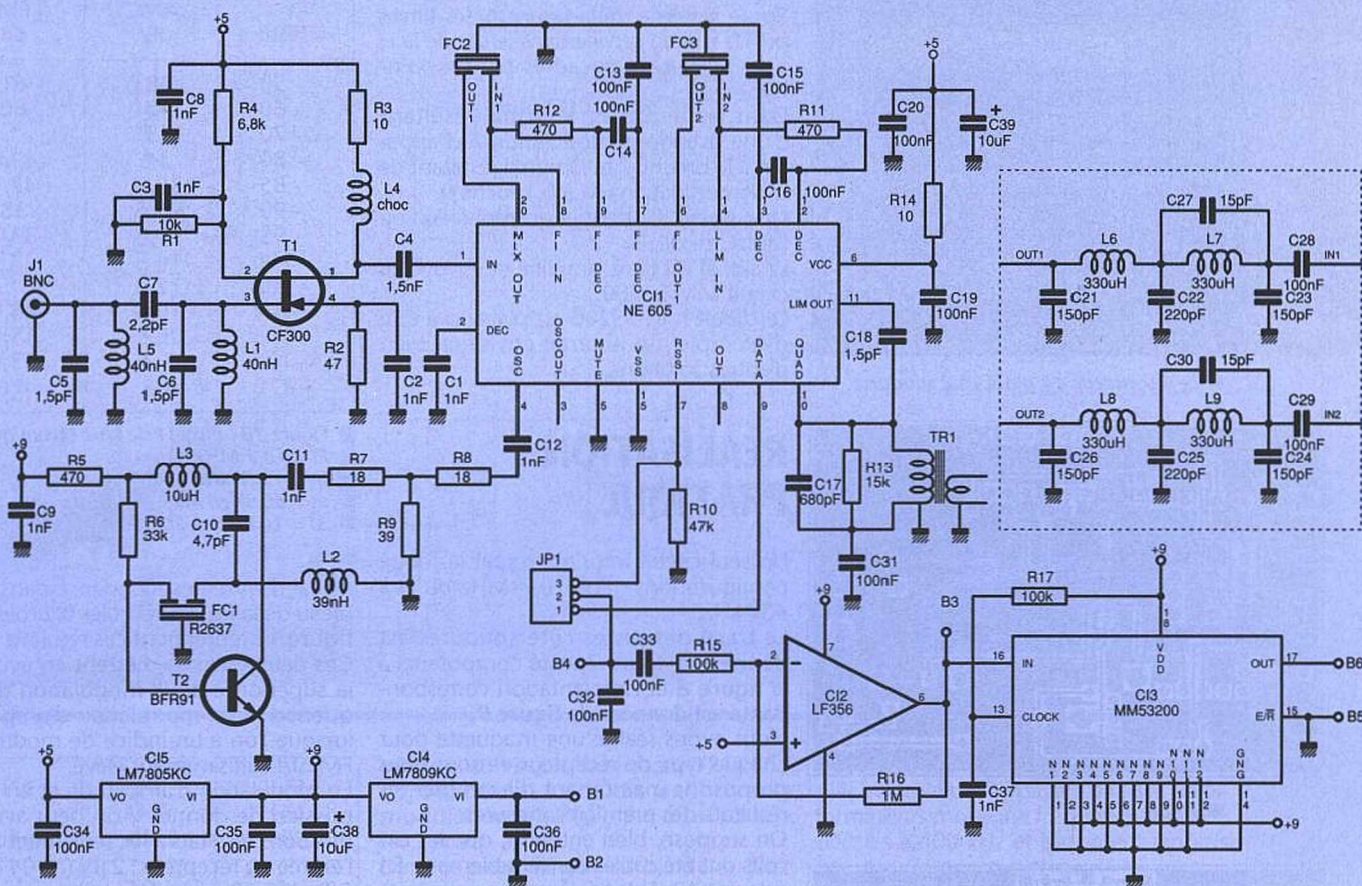
A l'entrée un filtre LC sélectionne la fréquence à recevoir et élimine la fréquence image. Si l'on souhaite une meilleure rejection de la fréquence image, on peut ajouter un filtre hélicoïdal.

	V	R (Ω)	R1 (Ω)	Pout dBm	Pout
BFT 24	+ 5	100	100 K	- 20	10 μ W
BFR 34	+ 6	10	33 K	0	1 mV
BFR 91	+ 5	10	33 K	- 3	0,5 mV
	+ 12	10	33 K	+ 7	5 mW

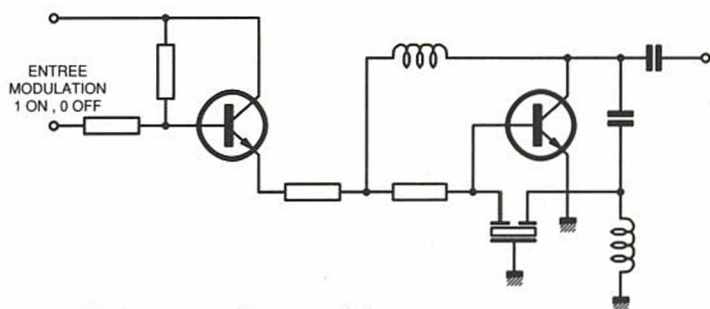
■ Figure 3a : Puissance de sortie en fonction du transistor et de la polarisation.

Type de résonateur Siemens	F en MHz	L(nH)
OFW 2531	423,22	15
OFW 2632	433,92	15
OFW 2633	434,32	15
OFW 2523	224,5	40
OFW 2637	213,8	40

■ Figure 3b : Self d'adaptation en fonction de la fréquence.



■ Figure 6 : schéma générique de récepteurs à ROS.



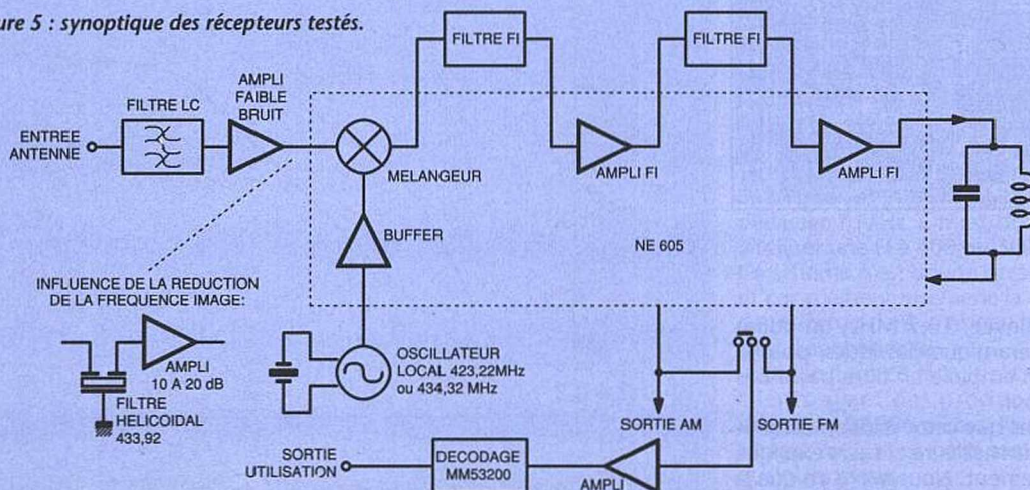
■ Figure 4 : oscillateur module en amplitude tout ou rien.

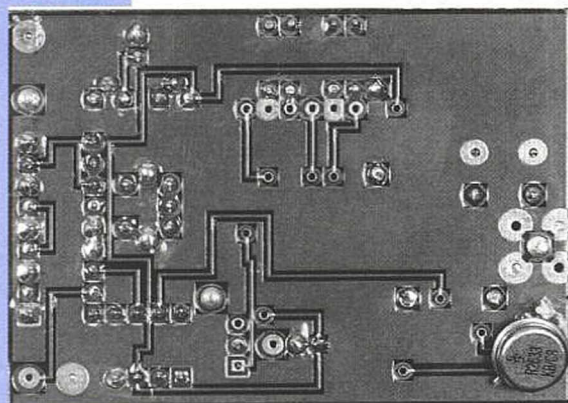
Schéma du récepteur

Le schéma du récepteur est donné à la figure 6. Le filtre d'entrée est un filtre en PI. Le signal est amplifié par un étage à faible bruit : CF 300. Le signal est ensuite injecté à la broche 1 du NE 605. L'oscillateur local est bâti autour du transistor T2. Le signal de sortie de cet oscillateur est envoyé à la broche 4 du NE 605.

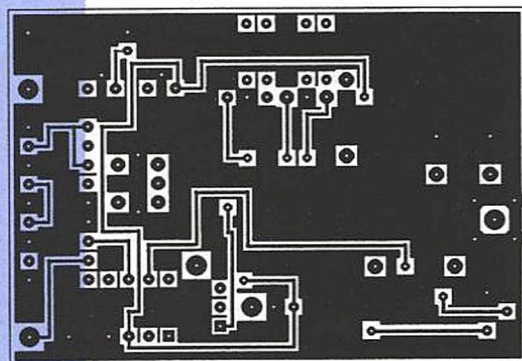
Si l'oscillateur local est à la fréquence du 423,22 MHz, la fréquence intermédiaire vaut 10,7 MHz et si cette fréquence est à 434,92 MHz, la fréquence intermédiaire vaut 400 kHz.

■ Figure 5 : synoptique des récepteurs testés.

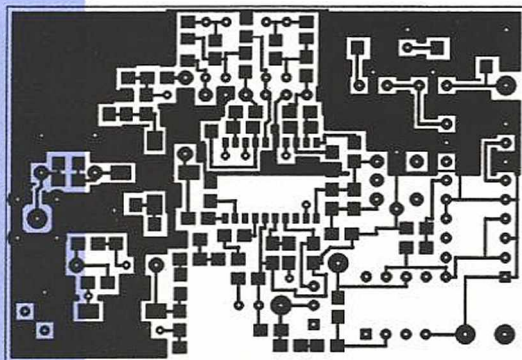




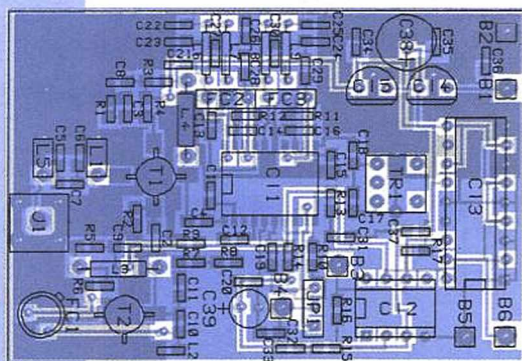
■ Le résonateur est placé côté soudures.



■ Figure 7



■ Figure 8



■ Figure 9

Pour la FI élevée, 10,7 MHz, on utilise des filtres céramique classiques, pour la FI basse, on emploie un filtre passe-bas du type passif.

Nous verrons que cette solution est probablement la meilleure et ceci s'explique assez simplement. Nous avons vu que la dispersion sur le calage en fréquence des résonateurs à ondes de surface détermi-

nait la tolérance sur la FI : 90 kHz environ.

Sur le schéma de la figure 6, les filtres passifs mis en service dans le cas de la FI à 400 kHz sont encadrés par un pointillé.

Dans les deux cas, le signal résultant d'une pseudo-démodulation AM apparaît à la broche 7 et le signal résultant de la démodulation FM à la broche 9.

Un cavalier JP1 permet de choisir l'un ou l'autre mode.

Le signal est filtré, amplifié et envoyé au circuit MM 53200.

Le circuit MM 53200 est placé ici à titre d'exemple, on pourrait envisager bien d'autres solutions.

RÉALISATION PRATIQUE

Un seul circuit imprimé réunit les deux configurations : FI à 10,7 MHz ou FI à 400 kHz.

Le tracé des pistes côté soudures est donné à la figure 7, côté composants à la figure 8 et l'implantation correspondante est donnée à la figure 9.

Nous avons réalisé une maquette pour chaque type de récepteur et nous nous proposons maintenant d'examiner les résultats des premières mesures.

On suppose, bien entendu, que les circuits ont été câblés convenablement. En principe le câblage ne pose aucun problème si l'on procède avec soin.

Bien entendu TR1 et C17 sont fonction de la fréquence intermédiaire et ce circuit oscillant résonne à ladite fréquence.

FI haute : 10,7 MHz

En modulation de fréquence, le signal modulant vaut 1 kHz et l'excursion en fréquence 50 kHz. En modulation d'amplitude le signal modulant vaut 1 kHz et l'indice de modulation 60 %.

Le résultat des mesures du rapport signal sur bruit en fonction de la valeur du

Pin dBm	S/B AM dB	S/B FM dB
-50	48	61
-60	47	60
-70	43	*
-80	34	47,0
-85	30,6	42,1
-90	25,5	38
-95	19,8	33,7
-100	14,3	28,4
-102	12,3	*
-104	10,3	18,0
-106	8,2	15,3
-107	7,3	13,0
-110	4,5	6,6

Figure 10 : filtre FI de type céramique
FI = 10,7 MHz
avec $f = 1$ KHz
 $m = 60\%$ en AM,
 $\Delta f = 10$ kHz en FM

signal d'entrée est condensé dans le tableau de la figure 10 et les courbes de la figure 11 reprennent ces résultats.

Ces deux courbes mettent en évidence la supériorité de la modulation de fréquence sur la modulation d'amplitude lorsque l'on a un indice de modulation FM $\Delta f/f$ suffisamment élevé.

En modulation d'amplitude et en transmission de données, on peut avoir de très bons résultats avec seulement 2 μV à l'entrée du récepteur : 2 μV (-104 dBm), S/B = 10 dB environ.

Pour augmenter les performances du circuit on peut toujours envisager l'adjonction d'un étage amplificateur supplémentaire entre le CF 300 et le circuit NE 605.

FI basse : 400 kHz

Pour la fréquence intermédiaire basse : 400 kHz, les caractéristiques de la modulation d'amplitude ne changent pas : fréquence de modulation 1 kHz et indice de modulation 60 %.

Par contre en FM, le coefficient de sur-

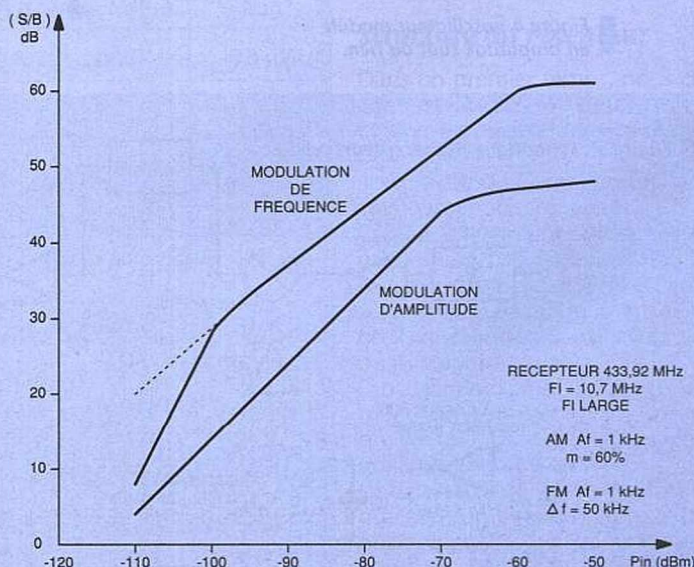


Figure 11 : signal/bruit en AM et FM pour le récepteur de la figure 6 avec une FI à 10,7 MHz

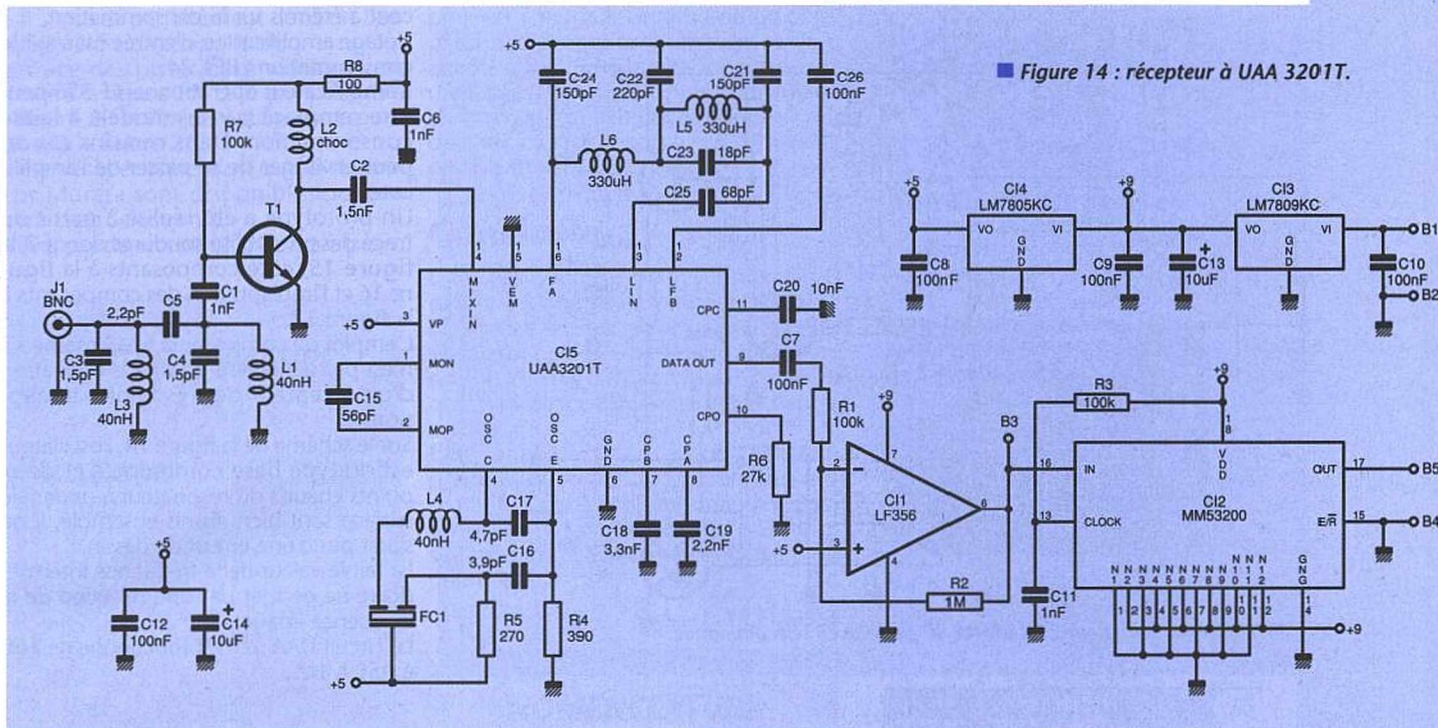


Figure 14 : récepteur à UAA 3201T.

Pin dBm	S/B AM dB	S/B FM dB
-50	59	54
-60	53	45
-70	44	37
-80	35	24
-85	31	18,3
-90	22	12,8
-95	17,5	7,0
-100	11	4,8
-102	8,3	*

 Figure 12 : filtre FI de type passif
avec FI = 400 kHz
 $f = 1$ kHz
 $m = 60\%$ en AM,
 $\Delta f = 10$ kHz en FM

tension du circuit déphaseur TR1, C17 nous contraint à prendre un indice de modulation plus faible : $\Delta f = 10$ kHz $f = 1$ kHz.

Dans ce cas, la largeur de bande du filtre FI n'est pas adaptée à la modulation. Les résultats sont donnés dans le tableau de la figure 12 et de la figure 13 traduit ces chiffres en deux courbes.

Dans ce nouveau cas, la modulation d'amplitude s'avère meilleure que la modulation de fréquence.

En AM pour un rapport signal sur bruit de 10 dB le niveau d'entrée doit être de l'ordre de 4 μ V.

De meilleurs résultats seraient obtenus en optimisant la largeur du filtre FI, en tenant compte simultanément de la dispersion du calage et de la largeur de bande réellement occupée.

Des essais pourraient être tentés en remplaçant les filtres FI passifs par des transformateurs moyenne fréquence 455 kHz décalés à 400 kHz et fortement amortis par une résistance externe.

Le principal désavantage de cette dernière solution est la présence de composants ajustables.

A ce stade de la réflexion, on peut remarquer que les résonateurs à ondes de surface sont donc destinés aux très grandes séries, là où le coût est plus important que les performances.

On préfère donc se contenter de performances moyennes dues à la dispersion sur le calage et à la largeur des filtres FI qui en résulte. En contrepartie aucun réglage en fin de chaîne n'est nécessaire et le coût est un conséquence.

Nous passons maintenant au troisième récepteur que nous avons expérimenté.

Récepteur à UAA 3201T

Le schéma de principe du récepteur bâti autour du circuit Philips UAA 3201T est représenté à la figure 14.

Le circuit UAA 3201T est un circuit récepteur pour des fréquences d'entrée comprises entre 150 et 450 MHz. Ce circuit est optimisé pour une basse consommation : 3,7 mA en moyenne sans 5 V et 5,1 mA maxi.

La fréquence intermédiaire ne doit pas dépasser 1 MHz. On est donc contraint d'utiliser une FI à 400 ou 500 kHz.

Ce schéma n'est donné qu'à titre indicatif car malheureusement la distribution de ce circuit dans le réseau grand public n'est pas envisagée.

Pour l'instant ce circuit est destiné aux clients ayant des productions supérieures à 100 000 pièces.

Malgré tout, nous nous sommes livrés à quelques essais.

Le schéma de principe du récepteur est donné à la figure 14. Sur ce schéma l'ac-

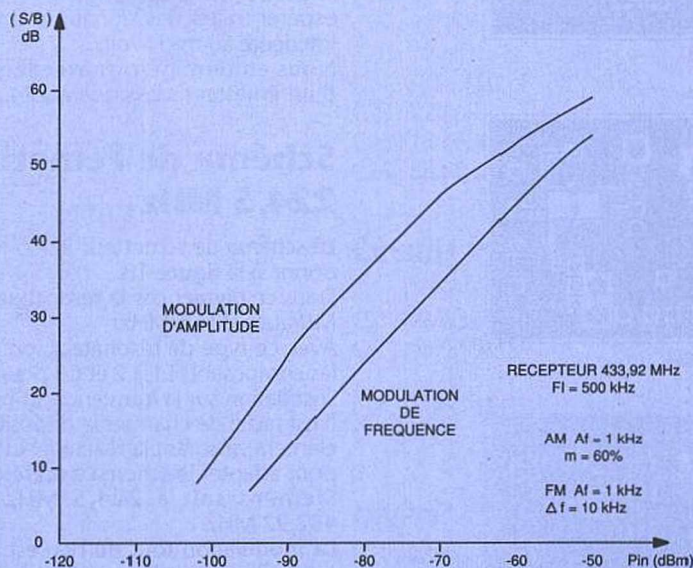
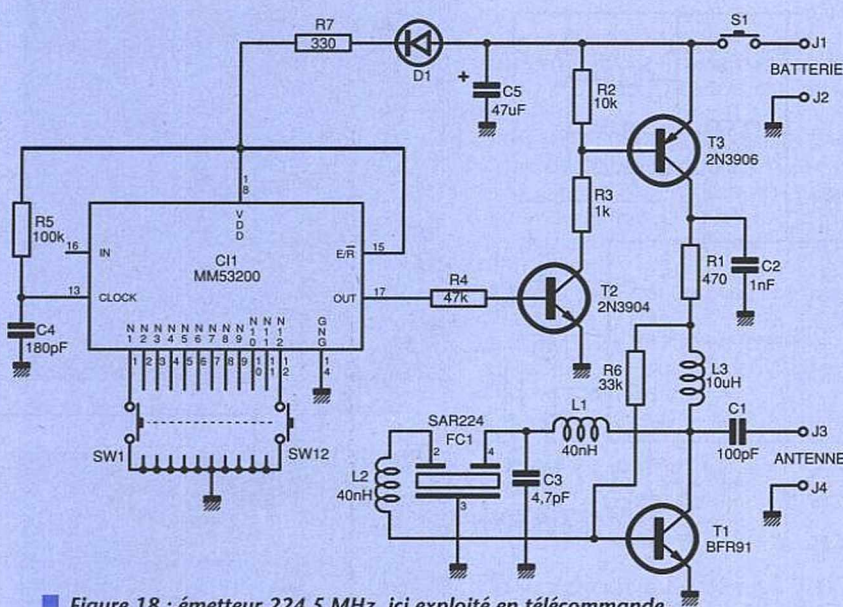


Figure 13 : signal/bruit en AM et FM pour une FI à 400 kHz.



■ Figure 18 : émetteur 224,5 MHz, ici exploité en télécommande.

cent a été mis sur la consommation. L'étage amplificateur d'entrée est à faible consommation : BFT 24.

L'amplificateur opérationnel LF 356 peut être remplacé par un modèle à faible consommation. Dans certains cas on peut envisager de se passer de l'amplificateur.

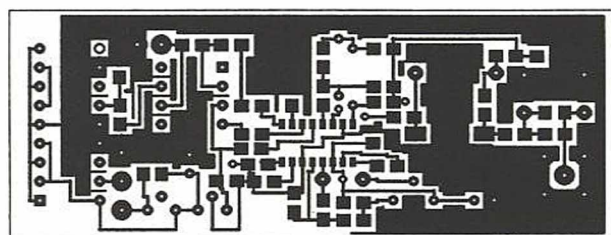
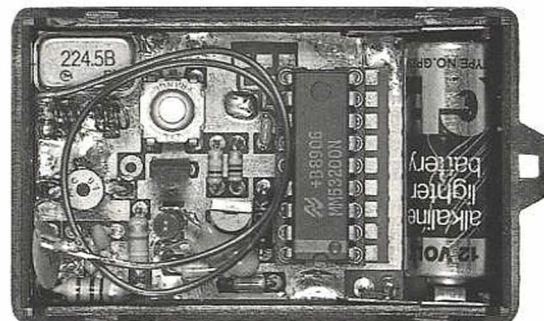
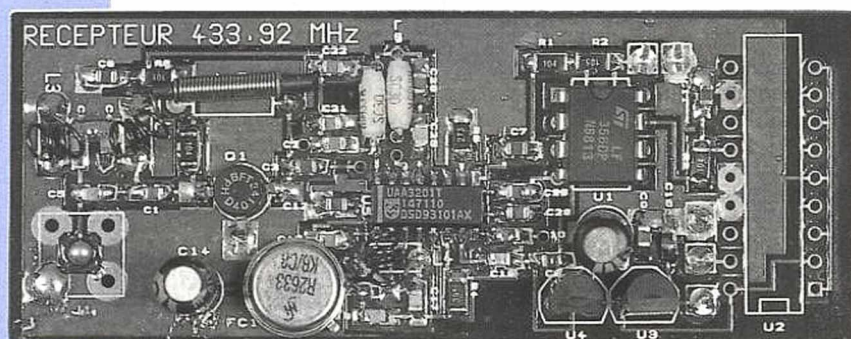
Un prototype a été réalisé à partir du tracé des pistes côté soudures donné à la figure 15, côté composants à la figure 16 et l'implantation des composants à la figure 17.

L'emploi de composants CMS même s'il n'est pas généralisé permet la réalisation d'un récepteur de très faibles dimensions.

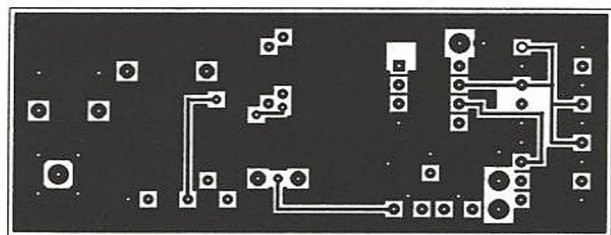
Sur le schéma de la figure 14, l'oscillateur est du type base commune. Les deux points chauds du résonateur à ondes de surface sont bien réunis ensemble, il ne s'agit pas d'une erreur de dessin.

La faible valeur de la fréquence intermédiaire ne permet pas une rejection de la fréquence image.

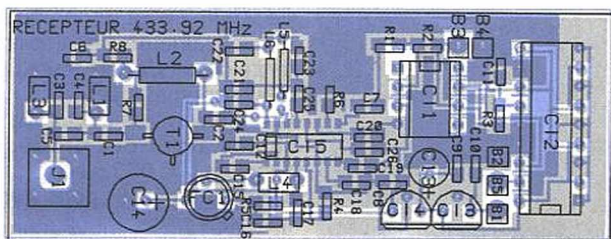
Le circuit UAA 3201 T fonctionne de 150 à 450 MHz.



■ Figure 15



■ Figure 16



■ Figure 17

On peut facilement transposer le schéma de la figure 14 à 224,5 MHz.

Il n'existe pas de résonateur à 224,1 ou 224,9 MHz, mais il existe un résonateur à 224,7 MHz, RFM.

On pourrait donc envisager un récepteur 224,5 MHz avec une FI à 200 kHz. Avec le schéma de la figure 14, on peut espérer traiter des signaux d'amplitude inférieure au microvolt.

Nous en terminerons avec le schéma d'un émetteur classique à 224,5 MHz.

Schéma de l'émetteur 224,5 MHz

Le schéma de l'émetteur 224,5 MHz est donné à la figure 18.

Dans ce dernier cas le résonateur est un Murata à 224,5 MHz.

Avec ce type de résonateur, on dispose les composants L1, L2 et C3 pour assurer l'oscillation sur la fréquence ad-hoc.

Il est facile de changer la disposition des éléments assurant la réaction : L1, L2, C3 pour adapter le schéma à un résonateur Siemens soit à 224,5 MHz soit à 433,92 MHz.

La modulation tout ou rien est assurée en commutant directement la tension d'alimentation de l'étage oscillateur.

La réalisation pratique ne pose pas vraiment de problème.

Le circuit imprimé est dessiné de manière

re à s'insérer parfaitement dans un boîtier destiné à cette application. La tracé des pistes côté soudures est donné à la figure 19, côté composants à la figure 20 et l'implantation correspondante à la figure 21.

Le boîtier spécifique ainsi que le résonateur Murata sont disponibles notamment chez Selectronic. Il n'y a pas de récepteur spécifique prévu

pour cet émetteur. Un des trois modèles présenté précédemment devra être adapté à 224,5 MHz. Ceci ne pose vraiment pas de problème puisqu'il s'agit de changer un résonateur céramique, la self dans le circuit de réaction et le filtre en PI dans l'entrée du récepteur.

Conclusion

Dans ces quelques pages, nous avons démontré que les résonateurs à ondes de surface permettaient de réaliser très simplement des émetteurs-récepteurs miniatures si l'on acceptait de faire quelques concessions quant aux performances.

Ces composants sont donc voués à prendre une place de plus en plus importante pour les télécommandes d'ouverture de nos portes de voiture et autres systèmes de téléalarme, télémessure ou domotique.

F. de DIEULEVEULT

NOMENCLATURE

(figure 6)

Résistances

R1 : 10 kΩ
R2 : 47 Ω
R3, R14 : 10 kΩ
R4 : 6,8 kΩ
R5, R11, R12 : 470 Ω
R6 : 33 kΩ
R7, R8 : 18 Ω
R9 : 39 Ω
R10 : 47 kΩ
R13 : 15 kΩ
R17, R15 : 100 kΩ
R16 : 1 MΩ

Condensateurs

C1, C2, C3, C8, C9, C11, C12, C37 : 1 nF
C4 : 1,5 nF
C5, C6, C18 : 1,5 pF
C7 : 2,2 pF
C10 : 4,7 pF
C13, C14, C15, C16, C19, C20, C28, C29, C31, C32, C33, C34, C35, C36 : 100 nF
C17 : 680 pF
C21, C23, C24, C26 : 150 pF
C25, C22 : 220 pF
C27, C30 : 15 pF
C38, C39 : 10 μF

Semiconducteurs

T1 : CF300
T2 : BFR91

Circuits intégrés

CI1 : NE 605
CI2 : LF356 ou TL071
CI3 : MM53200
CI4 : LM7809KC
CI5 : LM7805KC

Divers

FC1 : R2637
FC2, FC3 : 10,7 MHz (E 10,7A)
L1, L5 : 40 nH
L2 : 39 nH
L3 : 10 μH
L4 : choc
L6, L7, L8, L9 : 330 μH
TR1 : LMC 4102 (400 kHz)
ou 2SK241 (10,7 MHz)

NOMENCLATURE

(figure 14)

Résistances

R1, R3, R7 : 100 kΩ
R2 : 1 MΩ
R4 : 390 kΩ
R5 : 270 Ω
R6 : 27 kΩ
R8 : 100 Ω

Condensateurs

C1, C6, C11 : 1 nF
C2 : 1,5 nF
C3, C4 : 1,5 pF
C5 : 2,2 pF
C7, C8, C9, C10, C12, C26 : 100 nF
C13, C14 : 10 μF
C15 : 56 pF
C16 : 3,9 pF
C17 : 4,7 pF
C18 : 3,3 nF
C19 : 2,2 nF
C20 : 10 nF
C24, C21 : 150 pF
C22 : 220 pF
C23 : 18 pF
C25 : 68 pF

Circuits intégrés

CI1 : LF356
CI2 : MM53200
CI3 : LM7809KC
CI4 : LM7805KC
CI5 : UAA3201T
T1 : BFT24

Divers

FC1 : R2633
L1, L3, L4 : 40 nH
L2 : choc
L6, L5 : 330 μF

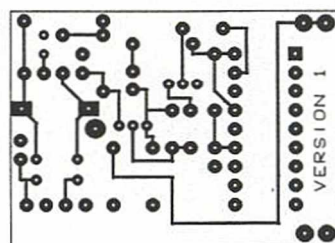


Figure 19

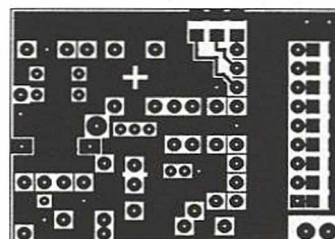


Figure 20

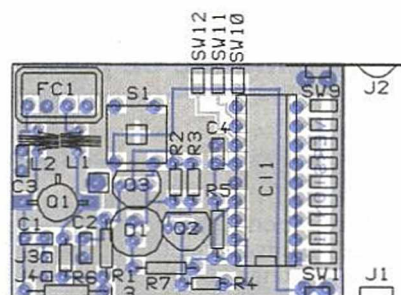


Figure 21

NOMENCLATURE

(figure 18)

Résistances

R1 : 470 Ω
R2 : 10 kΩ
R3 : 1 kΩ
R4 : 47 kΩ
R5 : 100 kΩ
R6 : 33 kΩ
R7 : 330 Ω

Condensateurs

C1 : 100 μF
C2 : 1 nF
C3 : 4,7 pF
C4 : 180 pF
C5 : 4,7 μF

Semiconducteurs

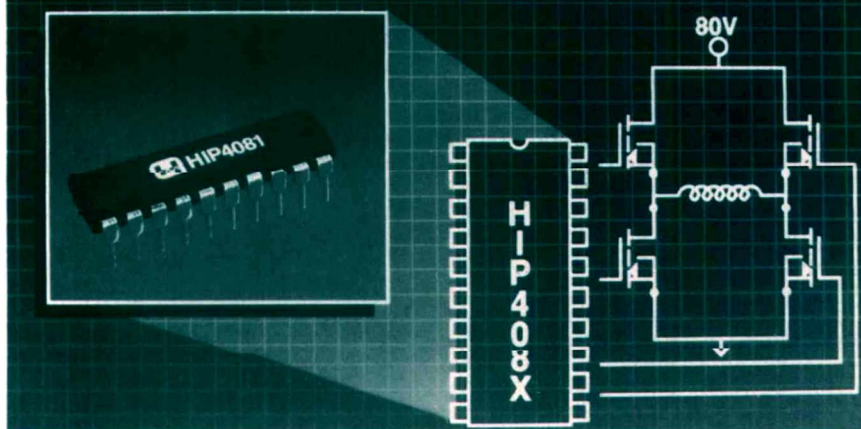
T1 : BFR91
T2 : 2N3904
T3 : 2N3906
CI1 : MM53200

Divers

FC1 : SAR224
L2, L1 : 40 nH
L3 : 10 nH
S1 : poussoir miniature

HIP4080/81

80V H Bridge MOSFET Driver



Circuits monolithiques de commande de pont

Harris

Harris Semiconductor présente de nouveaux circuits monolithiques de commande destinés aux ponts en H à MOSFET de puissance à canal N 80 V. Optimisés pour les ponts en H employés dans les systèmes de contrôle de moteur, les alimentations de puissance, les amplificateurs audio et les alimentations sans interruption, ces nouveaux circuits intégrés référencés HIP4080 (comparateur d'entrée) et HIP4081 (quatre entrées indépendantes) affichent une tension de fonctionnement de 80 V, une capacité de commande de 2,5 A et une fréquence PWM pouvant atteindre 1 MHz. Par définition, les circuits à demi-pont en H utilisent deux puces par pont alors que les circuits à pont en H contrôlent les quatre MOSFET du pont. Les circuits de puissance disposant de MOSFET de sortie intégrés constituent la seule alternative aux nouveaux circuits en pont en H complets proposés par Harris.

La capacité des modèles HIP4080/81 à supporter 80 V à 2,5 A en commutant une charge de 1 000 pF à 1 MHz avec des temps de montée et de descente moyens de 10 ns se traduit par une réduction des pertes de commutation et permet l'utilisation de composants de filtrage moins volumineux et moins onéreux. La compatibilité avec des bus de tension supérieure permet de spéci-

fier des MOSFET de plus faible intensité et moins onéreux, ainsi que des sections de câblage moins importantes, et l'utilisation d'inductances de lissage en sortie de coût et dimensions moindres. De telles fonctionnalités, couplées à un haut niveau d'intégration, permettent aux concepteurs de matériel audio et d'équipements industriels, informatiques, de télécommunications et automobiles de réaliser de considérables économies de taille et de coût grâce à un meilleur rendement et à un nombre de composants réduit. Par exemple, les concepteurs et spécialistes audio ont indiqué à Harris que les performances de HIP4080/81 permettent de développer des canaux d'amplificateur audio stéréo de Classe D à 100 W dont la taille n'excède pas deux paquets de cigarettes. Ceci est rendu possible par un rendement opérationnel supérieur à 90 % éliminant l'équivalent de 20 pouces cube de radiateur par canal.

Mode de fonctionnement des HIP4080/HIP4081

Ces deux circuits fournissent une sortie aux broches source et grille de chaque MOSFET du pont. Le HIP4081 comprend quatre entrées indépendantes pour contrôler chacun des quatre MOSFET d'un pont. Outre une souplesse maximale, cette disposition permet au concepteur d'intégrer un certain degré de diagnostic. C'est-à-dire qu'il peut créer un logiciel de démarrage pour vérifier séparément l'intégrité de chaque MOSFET du pont avant de mettre en conduction l'une ou l'autre paire et de mettre la charge sous tension. Plus qu'un contrôle indépendant de chaque MOSFET, les

quatre entrées donnent la possibilité de déterminer la « contrôlabilité » d'un interrupteur avant de mettre la charge sous tension.

A la place d'entrées séparées, le HIP4080 comporte un comparateur en entrée qui reçoit un signal triangulaire et un signal de retour provenant de la sortie du pont. Ceci permet à une entrée unique modulée en largeur d'impulsions (PWM) de contrôler les quatre MOSFET. Toujours sur le HIP4080, une troisième entrée peut simultanément valider ou invalider les deux MOSFET supérieurs. Ceci permet de moduler le rapport cyclique du signal contrôlé par l'entrée du comparateur, méthode pratique de contrôler la vitesse du moteur. Cette configuration simplifie la configuration et réduit la durée de conception. Les deux circuits comprennent des broches d'entrée faisant varier le temps de propagation à la mise en conduction afin d'ajuster le pont avec différents MOSFET. Tous les MOSFET ont un temps de blocage fini qui augmente avec la tenue en courant. Cette caractéristique implique un « temps mort » entre le moment où un jeu de MOSFET reçoit le signal de blocage et l'autre jeu reçoit le signal de mise en conduction. Le temps mort optimum varie en fonction de l'utilisation des MOSFET. Harris simplifie le réglage du temps mort jusqu'à 100 ns pour tout design faisant appel au HIP4080 ou HIP4081. Il suffit pour ce faire de connecter une résistance de valeur appropriée aux broches correspondantes. L'utilisateur peut étendre à plusieurs microsecondes le temps mort du HIP4081 en retardant les signaux d'entrée externes via une logique externe.

La pompe de charge des HIP4080/4081 (qui délivre une tension de polarisation continue aux MOSFET supérieurs du pont sans rafraîchissement) supprime tout recours à un condensateur auto-élévateur surdimensionné. Un montage de démarrage « intelligent » initialise les condensateurs auto-élévateurs en fermant instantanément les MOSFET inférieurs. Les circuits incluent en outre une logique éliminant tout risque de conduction simultanée (court-circuit de l'alimentation du pont en fermant en même temps les deux MOSFET sur l'un des côtés du pont) et un contrôle de retard permettant aux concepteurs d'ajuster leurs circuits afin de s'adapter aux vitesses de blocage des différents MOSFET.

Harris Semiconductor
2, 4, avenue de l'Europe
78140 Vélizy
Tél. : (1) 34.65.40.83.

Le Pélifilm à nouveau disponible

Ce film autopositif scratchable donc sans chimie a fait de nombreux adeptes, ce qui est tout à fait normal si l'on se réfère à ses propriétés, son faible

coût, et sa facilité d'emploi (voir notre N° 538).

La société SOCEM-ELEC qui diffuse ce produit s'est aperçue courant juillet dernier que certains films étaient instables.

Soucieuse de ne fabriquer et distribuer que des produits de qualité, SOCEM-ELEC a donc, à cette époque, décidé de retirer provisoirement ce produit de la distribution.

Cet incident de parcours ayant été corrigé, le Pélifilm sera à nouveau commercialisé à partir de la fin janvier.

Ses nombreux utilisateurs pourront donc se le procurer à cette date chez leur distributeur habituel.

SOCEM-ELEC
ZAC 40, bd de Nesles
77240 Champs-sur-Marne

L'OUTIL DE DÉVELOPPEMENT PICSTART 16 B

Un outil de développement, même très simple, c'est-à-dire réduit à un assembleur, est un minimum nécessaire pour qui veut travailler avec des microcontrôleurs, même de façon occasionnelle. En effet, s'il est concevable d'assembler "à la main" lorsque l'on en est au tout début de son initiation à la micro-informatique, une telle pratique est inutilisable dès que l'on veut écrire efficacement des programmes

qui dépassent quelques dizaines de lignes. Si cet outil comporte en plus un simulateur, les conditions de travail deviennent très confortables puisqu'il est alors possible d'essayer la majeure partie de ses programmes sans câbler la moindre maquette. C'est un tel ensemble, et même un peu plus, que nous propose Microchip avec son PICSTART 16 B commercialisé pour 1500 Francs environ au moment où ces lignes sont écrites.



Le contenu du PICSTART 16B

Malgré son prix relativement bas pour un produit de ce type, le contenu du PICSTART 16 B est apte à satisfaire l'utilisateur exigeant. Il contient en effet :

- Un assembleur pour les microcontrôleurs de la série PIC 16CXX,
- Un simulateur pour ces mêmes circuits,
- Un logiciel de commande de programmeur,
- Une petite carte de programmation à

connecter sur le port série de votre micro-ordinateur,

- Et un échantillon de PIC 16C55 et de PIC 16C71 en boîtier céramique à fenêtre (donc effaçable) s'il vous plaît ! Tous ces logiciels sont prévus pour fonctionner sur n'importe quel compatible PC et ne sont pas très exigeants puisqu'ils se satisfont de 640 K de RAM et d'un DOS supérieur ou égal au 3.3. Deux gros data-books complètent cet ensemble avec celui consacré aux fiches techniques des circuits Microchip et celui contenant de nombreuses notes d'application fort intéressantes et bien documentées. Une notice, très

mince par contre, sert de mode d'emploi au PICSTART 16 B.

On y découvre en fait le mode d'installation du logiciel qui se résume à une copie des fichiers (non protégés) dans le répertoire du disque dur de son choix ainsi que le mode d'emploi du programmeur. Pour ce qui est de l'assembleur et du simulateur, il vous faudra faire chauffer votre imprimante car ils sont contenus chacun dans un fichier texte se trouvant sur la disquette. Cette solution, discutable pour certains, permet toutefois de réduire les coûts de production du produit en économisant les frais d'impression de

deux manuels d'une centaine de pages chacun. Pour un ensemble vendu 1500 Francs, c'est une solution acceptable.

Ce qui manque dans l'emballage....

Pas grand chose certes mais il vaut mieux le savoir si vous faites vos emplettes par correspondance; cela vous évitera de devoir passer une deuxième commande après avoir reçu votre PICSTART !

Il faut prévoir une alimentation délivrant 9 volts +/-10% sous 250 mA environ pour alimenter la carte de programmation. Un bloc secteur style "prise de courant" s'il semble une solution séduisante et économique est cependant à éviter sauf si vous choisissez un modèle stabilisé. En effet, de nombreux blocs de ce type ne contiennent en fait qu'un transfo, un pont de diodes et un chimique et délivrent bien souvent une tension considérablement supérieure à celle marquée sur leur boîtier.

Il faut aussi prévoir un cordon série pour raccorder la carte de programmation à votre compatible PC. Cette dernière est munie d'une embase femelle 9 points type Sub D et respecte le brochage "normalisé" par les fabricants de PC.

L'assembleur MPALC

L'assembleur fourni avec le PICSTART est un produit de très bonne facture et ces compliments ne sont pas ceux d'un néophyte puisque l'auteur de ces lignes pratique la micro-informatique depuis plus de 15 ans! En effet, outre les possibilités classiques de tout assembleur, MPALC supporte la définition de macro-instructions ainsi que la notion d'assemblage conditionnel.

Il connaît bien évidemment les mnémoniques de tous les circuits de la série PIC 16CXX ainsi que les définitions classiques d'étiquettes, de constantes, de variables, etc... Les données numériques peuvent être exprimées dans toutes les bases classiques : binaire, décimal, octal, hexadécimal et caractère (ou ASCII si vous préférez).

Il autorise également l'écriture d'expressions arithmétiques, logiques et relationnelles au niveau des données, adresses et étiquettes et, là aussi, est particulièrement riche puisque l'on trouve par exemple le ou exclusif ou le décalage à droite ou à gauche ce qui est assez peu courant.

Le fichier à assembler doit lui être fourni en format texte ASCII pur et peut donc être produit avec n'importe quel éditeur de texte (EDIT de MSDOS par exemple) ou n'importe quel traitement de texte à condition de faire attention de demander une sauvegarde du fichier en ASCII. La figure 1 montre ainsi un exemple de fichier texte à assembler, réalisé avec EDIT, et la figure 2 le listing d'assemblage produit par MPALC.

La syntaxe à utiliser est classique pour un assembleur et se trouve même être

```
TITLE "Sortie série du contenu d un registre"
;
; Début du programme
;
MOVW 8 ; Charge 8 dans le registre W
MOVWF 11 ; Transfère 8 dans registre F11
BOUCLE BCF 6,1 ; Mise à zéro de l'horloge
RRF 0A,F ; Rotation à droite de F10
BTFS 3,0 ; Test de la retenue (F3, bit 0)
GOTO RETENZ ; Saut si C=0
BSF 6,0 ; C=1, sortie d'un niveau haut
GOTO HORLOGE
RETENZ BCF 6,0 ; C=0, sortie d'un niveau bas
HORLOGE BSF 6,1 ; Mise à un de l'horloge
DECFSZ 11 ; Les 8 bits sont sortis ?
GOTO BOUCLE ; Non
BCF 6,1 ; Oui, mise à zéro de l'horloge
END
```

■ Figure 1 : exemple type de listing source produit avec EDIT de MSDOS.

16c5x/7x Cross-Assembler V4.12 Released Mon Dec 13 17:20:30 1993 Page 1
Sortie série du contenu d un registre

Line	PC	Opcode	
0001			; Début du programme
0002			
0003			
0004	0000	0C08	MOVW 8 ; Charge 8 dans le registre W
0005	0001	0031	MOVWF 11 ; Transfère 8 dans registre F11
0006	0002	0426	BOUCLE BCF 6,1 ; Mise à zéro de l'horloge
0007	0003	032A	RRF 0A,F ; Rotation à droite de F10
0008	0004	0703	BTFS 3,0 ; Test de la retenue (F3, bit 0)
0009	0005	0A08	GOTO RETENZ ; Saut si C=0
0010	0006	0506	BSF 6,0 ; C=1, sortie d'un niveau haut
0011	0007	0A09	GOTO HORLOGE
0012	0008	0406	RETENZ BCF 6,0 ; C=0, sortie d'un niveau bas
0013	0009	0526	HORLOGE BSF 6,1 ; Mise à un de l'horloge
0014	000A	02F1	DECFSZ 11 ; Les 8 bits sont sortis ?
0015	000B	0A02	GOTO BOUCLE ; Non
0016	000C	0426	BCF 6,1 ; Oui, mise à zéro de l'horloge
0017		0000	END

16c5x/7x Cross-Assembler V4.12 Released Mon Dec 13 17:20:30 1993 Page 2

Cross-Reference Listing	DEFN	REFERENCES
LABEL VALUE		
BOUCLE 2	6	15
HORLOGE 9	13	11 13
RETENZ 8	12	9 12

■ Figure 2 : le listing d'assemblage fourni par MPALC.

SAMPLE RADIX=X MPSIM 4.11 16c55 TIME=0.00µ 0
mulcnd: 00 mulplr: 00 H_byte: 00 L_byte: 00 count: 00 portb: 00 RB7: 1
RB6: 1 RB5: 1 RB4: 1 RB3: 1 RB2: 1 RB1: 1 RB0: 1

```
% AD count
% AD portb
% AD RB7,B,1
% AD RB6,B,1
% AD RB5,B,1
% AD RB4,B,1
% AD RB3,B,1
% AD RB2,B,1
% AD RB1,B,1
% AD RB0,B,1
% BC
% B main
% B call_m
% B mpy_S
% b loop
341216 bytes memory free
%
```

Figure 3 : l'affichage écran du simulateur : en haut la fenêtre de visualisation, en bas la fenêtre des commandes.

SAMPLE RADIX=X MPSIM 4.11 16c55 TIME=32.00µ 14
mulcnd: 05 mulplr: 09 H_byte: 00 L_byte: 00 count: 08 portb: 05 RB7: 0
RB6: 0 RB5: 0 RB4: 0 RB3: 0 RB2: 1 RB1: 0 RB0: 1

Processor	Reset				
% tc OE					
01FF 0A0E	goto	start		4.00µ 1	
000E 0040	clrw			6.00µ 2	W:0 F3:1C
000F 0002	option			8.00µ 3	OPT:CO
0010 0206	movf	portb,w		10.00µ 4	W:9 F3:18
0011 0030	movwf	mulplr	; m	12.00µ 5	F10:9 F3:18
0012 0206	movf	portb,w		14.00µ 6	W:5 F3:18
0013 0029	movwf	mulcnd		16.00µ 7	F9:5 F3:18
0014 0900	call	mpy_S	; T	20.00µ 8	[15,0]
0000 0072	clrf	H_byte		22.00µ 9	F12:0 F3:1C
0001 0073	clrf	L_byte		24.00µ 10	F13:0 F3:1C
0002 0C08	movlw	8		26.00µ 11	W:8
0003 0034	movwf	count		28.00µ 12	F14:8 F3:1C
0004 0209	movf	mulcnd,w		30.00µ 13	W:5 F3:18
0005 0403	bcf	STATUS,CARRY	; C	32.00µ 14	STATUS:18

■ Figure 4 : exécution d'un programme en mode trace.

moins contraignante que chez nombre de ses homologues. La tabulation peut être utilisée pour formater proprement le listing source sans que cela pose ensuite de problème lors de l'assemblage. Les étiquettes peuvent comporter jusqu'à 32 caractères et savent faire la distinction entre majuscules et minuscules encore qu'il soit possible d'interdire cette possibilité si on le désire.

En sortie, cet assembleur produit divers fichiers : un fichier objet bien sûr destiné à la programmation du micro, un fichier listing, un fichier des messages d'erreur et d'avertissement et un fichier de symboles destiné à être utilisé ensuite par le simulateur.

Différents formats de fichiers objets sont disponibles afin d'être compatibles non seulement du programmeur livré mais aussi des références du marché que sont les Data I/O et consort.

Cet assembleur supporte les macro-instructions ce qui lui confère une puissance accrue. Qu'est-ce qu'une macro-instruction ? C'est un morceau de programme de votre choix, qui réalise généralement une fonction bien définie et que vous pouvez décider de baptiser d'un nom d'instruction qui vous est propre. Une fois définie de la sorte, cette macro-instruction peut être placée à tout endroit d'un programme et être reconnue correctement par l'assembleur. Pour mériter vraiment le nom de macro-instruction, elle doit supporter le passage de paramètres et la notion de variables locales ce qui est le cas ici.

L'assemblage conditionnel enfin est une des dernières possibilités de ce produit. Il permet, en fonction de la valeur de certains paramètres définis par vos soins, d'assembler telle ou telle partie d'un programme. C'est une possibilité très intéressante quoique méconnue de nombreux programmeurs. Elle permet d'écrire un programme général, valable pour plusieurs applications, qui diffèrent seulement par des détails, par exemple un timer avec afficheur LCD ou afficheur à LED. Lors de l'assemblage, un ou plusieurs paramètres sont définis au début du listing pour dire à quelle application est destiné le programme. L'assembleur, grâce à la notion d'assemblage conditionnel, va alors choisir en fonction de l'état de ces paramètres les "morceaux" de programmes qui conviennent dans le listing général.

Le simulateur MPSIM

Le simulateur, à ne pas confondre avec un émulateur (revoir si nécessaire notre précédent article pour les précisions relatives à ces notions), permet de vérifier sur le compatible PC l'essentiel du comportement de votre programme.

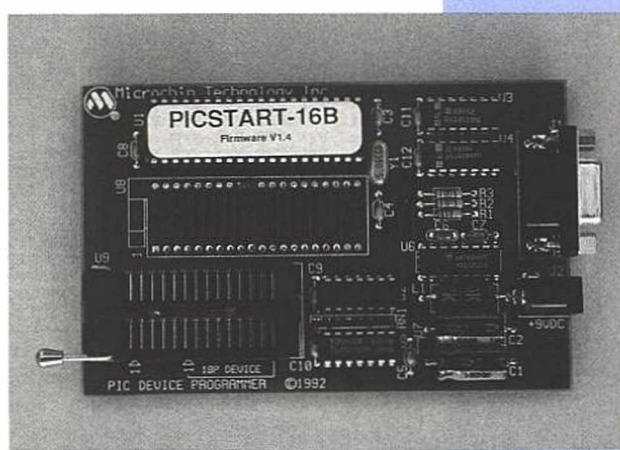
Il simule bien évidemment le fonctionnement de l'unité centrale de l'un quelconque des circuits PIC 16CXX mais il supporte également la simulation des entrées/sorties au moyen de commandes particulières.

Même si son affichage en mode texte fait un peu "tristounet" à l'époque des

logiciels à la sauce Windows comme le montre la figure 3, il est efficace pour ce qu'on attend de lui. En effet, on trouve en partie haute une fenêtre qui montre ce que l'on veut en ce sens que l'on peut définir soi-même son contenu.

Il est ainsi possible d'y visualiser le contenu de registres, de mémoires particulières ou de ports d'entrées/sorties. La définition de ces éléments se fait en utilisant leurs noms normalisés ainsi que les étiquettes que vous leur avez affectées dans le programme à simuler. C'est là une possibilité très confortable puisqu'il n'est plus nécessaire de se souvenir de la correspondance étiquette - adresse. Ainsi, on voit sur cet exemple que l'on visualise un donnée appelée "mulcnd" dont on n'a pas à se soucier de l'adresse. On voit également que l'on peut y "éclairer" la représentation d'un port comme c'est le cas pour le port B que l'on représente bit par bit avec RB7 à RB0. Les données de cette fenêtre évoluent bien évidemment au fur et à mesure du déroulement du programme simulé.

La partie basse de l'écran est la fenêtre de travail dans laquelle on frappe les commandes et où l'on observe leur exécution. Ainsi, la figure 4 montre un exemple de fonctionnement en mode trace c'est à dire exécution pas à pas de N instructions. Notez que les temps théoriques d'exécution sont indiqués au niveau de chaque instruction suivis



La carte de programmation à connecter sur un port série.

cution du programme on applique 00001001 (9 en décimal) sur les lignes RB7 à RB0.

Pour les simulations répétitives d'un programme que l'on fait évoluer, il est vite fastidieux de définir toujours les mêmes conditions de départ (données affichées dans la fenêtre de visualisation, adresses des points d'arrêt, etc.). MPSIM supporte la notion de fichier de commande tel celui listé figure 6 qui permet par son simple appel de faire exécuter autant de commandes que vous le désirez. Dans cet exemple on réalise ainsi la mise en place des différents éléments visualisés dans la fe-

! Stimulus file for SAMPLE.ASM

STEP	RB7	RB6	RB5	RB4	RB3	RB2	RB1	RB0	! PortB Pins
3	0	0	0	0	1	0	0	1	! 9 x 5
5	0	0	0	0	0	1	0	1	
65	0	0	0	0	1	0	1	0	! 10 x 5
67	0	0	0	0	0	1	0	1	
127	0	0	0	1	1	0	1	1	! 27 x 3
129	0	0	0	0	0	0	1	1	
191	0	0	0	1	0	0	0	1	! 17 x 7
193	0	0	0	0	0	1	1	1	
253	0	1	0	0	0	0	0	0	! 64 x 63
255	0	0	1	1	1	1	1	1	

Figure 5 : exemple de contenu d'un fichier de stimuli.

du numéro de pas du programme ainsi que de l'état des registres concernés. Ce simulateur dispose de toutes les commandes classiques des produits de ce type: pose de points d'arrêt, exécution de programmes en mode pas à pas, exécution en mode trace avec diverses conditions d'arrêt, visualisation de la mémoire et des registres, etc..

Il permet de retoucher "à la main" un programme en cours de test et dispose d'une fonction permettant ensuite de lister les modifications ainsi faites de façon à pouvoir facilement les reporter dans le programme original.

Pour ce qui est des entrées/sorties, et comme sur tous les simulateurs de ce type, elles sont représentées en fait par des données lues et écrites en mémoire. Ici par contre il faut signaler une possibilité originale qui est celle du fichier de stimuli. Un tel fichier, tel celui présenté en exemple figure 5, contient les données à appliquer sur les pattes de tel ou tel port à des pas bien précis du programme. Ainsi, dans l'exemple choisi, lors du pas 3 de l'exé-

```

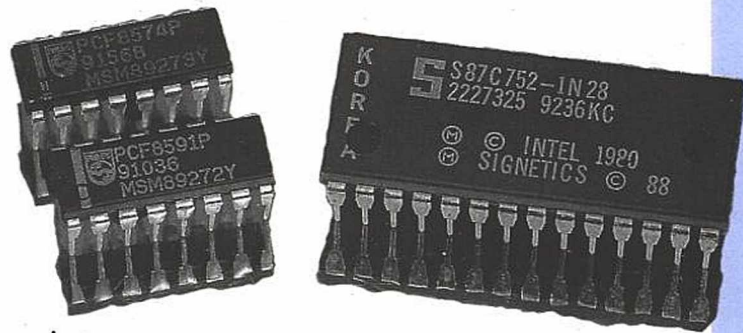
LO SAMPLE INHX8M
ST SAMPLE
NV
AD mulcnd
AD mulplr
AD H_byte
AD L_byte
AD count
AD portb
AD RB7,B,1
AD RB6,B,1
AD RB5,B,1
AD RB4,B,1
AD RB3,B,1
AD RB2,B,1
AD RB1,B,1
AD RB0,B,1
BC
B main
B call_m
B mpy_S
b loop

```

Figure 6 : un fichier de commande type facilitant l'exécution de simulations répétitives du même programme.

DES MINI « 80C51 » : LES 8X C751 ET C752

Comme vous avez pu le constater depuis plusieurs numéros d'ERP, de petits microcontrôleurs, ST6, PIC, ... ont fait des entrées remarquées sur le marché et font fureur pour des applications simples et économiques.



Loin d'être en retard dans ce domaine, la famille 8x C 51 possède depuis déjà plus de trois ans des « petits » microcontrôleurs performants et économiques dont le gros avantage réside dans le fait de ne pas nécessiter de nouveaux investissements (en matériel de développement et connaissances - apprentissage), autres que ceux déjà effectués pour cette famille largement connue et diffusée. Les trois principaux petits dérivés de cette famille sont par ordre croissant de performances, les 8x C750, C751, C752.

Le tableau de la **figure 1** résume leurs performances respectives.

Comme vous avez certainement pu le remarquer les deux derniers types disposent d'une interface I2C.

En ce qui concernera les applications proposées, nous vous donnerons le canevas pour réaliser Codeur/Décodeur de télécommandes IR (RC5) interfacées ou non I2C, des applications d'ACCESSOIRES pour PC (souris) (voir série d'articles sur l'access-bus), un répertoire téléphonique de poche à génération de tonalités DTMF, une interface UART/I2C, etc.

La plupart de ces applications utiliseront le bus I2C pour perpétuer la souplesse de conception qu'offre ce bus à ses utilisateurs.

Pour des raisons de coût global du composant, l'interface intégrée (hardware) I2C des 8x C751 et C752 a été conçue de façon différente (gestion bit à bit) de celles des 8x C652, C654, C552 (gestion byte à byte) que nous avons décrites précédemment. Aussi, avant toute chose il est nécessaire

d'examiner son principe de fonctionnement en détails.

L'interface Hardware des 8x C751 et C752 ou l'I2C orienté « BIT »

Pourquoi vous entraîner autour des 8x C751 ou C752. C'est bien simple ces « petits » microcontrôleurs, à cœur de 80 C51, sont peu chers, très performants, disponibles en versions Rom-mées, OTP et très employés dans les réseaux ACCESS-bus.

Bien que ne possédant que des ressources réduites comparativement à leurs grands frères (voir **figure 2**) mais grâce à leurs spécificités (convertisseurs D/A et PWM pour le C752...) ils sont largement suffisants pour satisfaire la plupart des applications d'ACCESSOIRES envisagées (souris, ligh-pen, etc.) dans le cadre de réseaux ACCESS-bus, les 80 C652, C654, C552 plus performants étant plus fréquemment rencontrés sur les cartes-mère CPU.

Les SFR's I2C du 8x C751

Comme vous avez pu le remarquer, ces microcontrôleurs sont dérivés du 8x C51 ne possèdent que peu de mé-

DEVICE	80CXXX = ROM-Less		83CXXX = Masked-ROM		87CXXX = EPROM/OTP		89CXX = Flash EEPROM			
	OTP & EPROM	ROM (bytes)	RAM (bytes)	MAX SPEED (MHz)	8-BIT PORTS	SERIAL I/O	TIMERS	A/D	SPECIAL FEATURES	PACKAGES
						UART	I2C	BITS		
8XC750	1K	-	64	40	2+3/8			1	40 MHz, 24-Pin Skinny DIP Package	A28, F24, N24
8XC751	2K	2K	64	16	2+3/8		*	1	24-Pin Skinny DIP Package	A28, F24, N24
8XC752	2K	2K	64	16	2+5/8		*	1	PWM	A28, F28, N28

■ Figure 1

réalisable en n'autorisant les interruptions que pendant les conditions ci-dessus.

Les SFR's I2C du 8x C751

Étudions maintenant les SFRs spécifiques du 8x C751 concernant l'I2C. Au nombre de quatre, ils vont servir à faire fonctionner l'interface hardware de ce microcontrôleur.

Il s'agit des :

I2CON pour « I2C control » (en bon français commande de l'I2C) ;
I2CFG pour « I2C configuration » ;
I2DAT pour « I2C data » (données) ;
I2STA pour « I2C status »

voir figure 4 et figures 5, 6, 7, 8. Ces registres sont très malicieux et méritent un examen complet car le fonctionnement bit à bit de l'interface peut rendre acrobatique la mise en route de l'interface et de son logiciel associé. Prenez maintenant votre courage à deux mains et commençons l'examen de leur contenu bit à bit... et dans l'ordre SVP !

Description des registres

Le registre I2CON

La figure 6, indique son contenu qui est double selon qu'on le lit bien qu'on l'écrit.

à la lecture :

* RDAT

la valeur du bit de « données » présent sur le fil SDA est capturée et est introduite dans le bit « Receive DATA » au moment où le flanc de montée a lieu sur le signal SCL (à noter que la valeur de cette même donnée est aussi présente dans le bit de poids le plus fort du registre I2DAT en lecture, agrémentée de 7 zéros d'accompagnement). Pourquoi donc faire simple quand on peut faire compliqué si facilement.

Le fait d'aller lire la valeur du bit RDAT dans le registre I2DAT nettoie en même temps le bit DRDY (data Ready) permettant à l'interface hardware I2C de traiter l'arrivée d'un autre bit.

Dans une application standard, les sept premiers bits d'un message sont lus à partir du I2DAT et le dernier (le 8^e) à partir du I2CON. (Pourquoi donc ? un peu de patience !) puis, I2DAT peut être écrit pour envoyer le bit d'ACK et nettoyer le bit DRDY.

* ATN

De son vrai nom « ATteNtion », ce bit est à 1 lorsque un ou plusieurs des bits suivants : DRDY, ARL, STR, ou STP sont à 1.

Ce bit peut être testé pour libérer la routine de service I2C lors « d'une boucle d'attente ».

* DRDY

Le bit Data Ready (et donc ATN) est positionné à 1 lorsqu'un flanc de montée est présent sur SCL (sauf lorsque le microcontrôleur est en mode idle et de plus en Esclave I2C).

Le bit DRDY est nettoyé (remis à zéro) en écrivant un 1 dans son alter ego le bit CDR (Clear Data Ready) ou en écrivant ou lisant le registre I2DAT.

L'état bas suivant de SCL est extrait jusqu'à ce que le programme réponde en nettoyant le bit DRDY.

Petite remarque

Si un programme détecte ATN = 1, il

SYMBOL	DESCRIPTION	DIRECT ADDRESS	BIT ADDRESS, SYMBOL, OR ALTERNATIVE PORT FUNCTION								RESET VALUE
			MSB							LSB	
ACC*	Accumulator	EOH	E7	E6	E5	E4	E3	E2	E1	E0	00H
B*	B register	FOH	F7	F6	F5	F4	F3	F2	F1	F0	00H
DPTR:	Data pointer (2 bytes)										
DPH	High byte	83H									00H
DPL	Low byte	82H									00H
I2CFG*	I2C configuration	08H/RD WR	DF	DE	DD	DC	DB	DA	D9	D8	0000xx00B
			SLAVEN	MASTRO	0	TIRUN	—	—	CT1	CT0	
			SLAVEN	MASTRO	CLRTI	TIRUN	—	—	CT1	CT0	
I2CON*	I2C control	98H/RD WR	9F	9E	9D	9C	9B	9A	99	98	81H
			RDAT	ATN	DRDY	ARL	STR	STP	MASTER	—	
			CXA	IDLE	CDR	CARL	CSTR	CSTP	XSTR	XSTP	
I2DAT*	I2C data	99H/RD WR	RDAT	0	0	0	0	0	0	0	80H
			XDAT	X	X	X	X	X	X	X	
I2STA*	I2C control	F8H	FF	FE	FD	FC	FB	FA	F9	F8	x0100000B
			—	IDLE	XDATA	XACTV	MAKSTR	MAKSTP	XSTR	XSTP	
IE*	Interrupt enable	A8H	AF	AE	AD	AC	AB	AA	A9	A8	00H
			EA	—	—	EI2	ETI	EX1	ET0	EX0	
PO*	Port 0	80H	—	—	—	—	—	—	82	81	80
			—	—	—	—	—	—	SDA	SCL	xxxxxx111B
P1*	Port 1	90H	97	96	95	94	93	92	91	90	FFH
P3*	Port 3	80H	T0	INTT	INT0	—	—	—	—	—	FFH
			B7	B6	B5	B4	B3	B2	B1	B0	
PCON*	Power control	87H	—	—	—	—	—	—	PD	IDL	xxxxxx00B
			D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0	
PSW*	Program status word	DOH	CY	AC	F0	RS1	RS0	OV	—	P	00H
SP	Stack pointer	81H	8F	8E	8D	8C	8B	8A	89	88	07H
TCON*	Timer/counter control	88H	GATE	C/T	TF	TR	IE0	IT0	IE1	IT1	00H
TL*	Timer low byte	8AH									00H
TH*	Timer high byte	8CH									00H
RTL*	Timer low reload	8BH									00H
RTH*	Timer high reload	8DH									00H

Figure 3 : mapping des registres SFR

REGISTER ADDRESS			BIT ADDRESS							
NAME	SYMBOL	ADDRESS	MSB							LSB
I2C control	I2CON	98	9F	9E	9D	9C	9B	9A	99	98
I2C data	I2DAT	99	—	—	—	—	—	—	—	—
I2C configuration	I2CFG	08	DF	DE	DD	DC	DB	DA	D9	D8
I2C status	I2STA	F8	FF	FE	FD	FC	FB	FA	F9	F8

Figure 4

	7	6	5	4	3	2	1	0
Read	RDAT	ATN	DRDY	ARL	STR	STP	MASTER	—
Write	CXA	IDLE	CDR	CARL	CSTR	CSTP	XSTR	XSTP

Figure 5

	7	6	5	4	3	2	1	0
Read	SLAVEN	MASTRO	0	TIRUN	—	—	CT1	CT0
Write	SLAVEN	MASTRO	CLRTI	TIRUN	—	—	CT1	CT0

Figure 6

	7	6	5	4	3	2	1	0
Read	RDAT	0	0	0	0	0	0	0
Write	XDAT	X	X	X	X	X	X	X

Figure 7

Read only	7	6	5	4	3	2	1	0
	—	IDLE	XDATA	XACTV	MAKSTR	MAKSTP	XSTR	XSTP
MSB								LSB

Figure 8

la donnée à partir de RDAT (dans I2DAT ou I2CON). Puis, le bit suivant doit être transmis, et devrait être écrit dans I2DAT.

D'une façon ou d'une autre, il devrait nettoyer DRDY et retourner surveiller ATN.

* ARL

La perte d'arbitrage est signalée par le bit ARL (arbitration lost).

Ce bit passe à 1 quand le bit « transmit active » (registre I2DAT) est positionné. De même le bit Transmit Active est nettoyé quand ARL passe à 1.

Il y a quatre raisons différentes pour lesquelles le bit ARL passe à 1 :

a) si le programme envoie un « 1 » ou un restart mais un autre élément envoie un « 0 » ou un stop tel que SDA soit à l'état bas lors de la montée de l'horloge SCL.

b) si le programme envoie un « 1 » mais un autre élément envoie un restart, il amène SDA est à l'état bas avant que le microcontrôleur puisse amener SCL à l'état bas.

c) en mode Maître si le programme envoie un restart mais un autre élément envoie un « 1 » et amène SCL à l'état bas avant que le 8x C751 puisse mettre à « 0 » la ligne SDA.

d) en mode Maître si le programme envoie un stop mais qu'il ne peut pas réaliser car un autre élément envoie déjà un « 0 ».

* STR

le bit de « STArT » est positionné à « 1 » lorsque une condition de start est détectée (soit le composant en Maître soit en Esclave non idle)

* STP

le bit de « SToP » est positionné à 1 lorsqu'une condition de stop est détectée sur le bus (plus les mêmes réserves).

* MASTER

ce bit à 1 indique que le 8x C751 est actuellement le Maître du bus I2C.

Ce bit est positionné quand le bit du registre de configuration MASTRQ (master request) est placé à « 1 » et que le bus est libre.

La remise à zéro de ce bit est effectuée quand ARL est mis à « 1 » ou bien quand on passe le bit MASRQ à « 0 » et qu'un stop a été effectué.

Vous pensiez en avoir terminé avec ce registre et bien non !

Passons maintenant à l'écriture de ce même registre.

I2CON en écriture :

Sur le principe, à chaque bit transmis sur l'I2C une routine de service devrait attendre que ATN passe à « 1 » pour toutes les raisons évoquées précédemment (DRDY, ARL, STR, STP) et, selon la position du bit de données dans le message transmis, il devrait écrire dans le registre I2C l'un des bits suivants (où il doit lire ou écrire le registre I2DAT).

* CXA

le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Clear Xmit Active » nettoie l'état « transmission active ».

(Notons à ce propos que le fait de lire I2DAT effectue aussi la même chose.) La transmission est active dès lors que l'on écrit dans le registre I2DAT ou bien encore en positionnant dans I2CON les bits XSTR ou XSTP « 1 ».

* IDLE

Le fait d'écrire un « 1 » dans ce bit entraîne que le hardware I2C Esclave ignorera ce qu'il se passe sur le bus I2C jusqu'à la détection d'une nouvelle condition de START (si le bit de MASTRQ est à « 1 » alors une condition de stop fera passer le 8x C751 en mode Maître).

* CDR

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Clear Data Ready » nettoie le bit DRDY (notons à ce propos que le fait de lire ou d'écrire I2DAT effectue la même chose).

* CARL

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Clear Arbitration Lost » nettoie le bit ARL.

* CSTR

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Clear STArT » nettoie le bit STR.

* CSTP

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Clear SToP » nettoie le bit STP. On

SLAVEN, MASTRQ, MASTER	TIRUN	OPERATING MODE
All 0	0	The I2C interface is disabled. Timer 1 is cleared and does not run. This is the state assumed after a reset. If an I2C application wants to ignore the I2C at certain times, it should write SLAVEN, MASTRQ, and TIRUN all to zero.
All 0	1	The I2C interface is disabled. Timer 1 operates as a free-running time base. Use this mode only in non-I2C applications.
Any or all 1	0	The I2C interface is enabled. The 3 low-order bits of Timer 1 run for min-time generation, but the hi-order bits do not, so that there is no checking for I2C being "hung." This configuration can be used for very slow I2C operation.
Any or all 1	1	The I2C interface is enabled. Timer 1 runs during frames on the I2C, and is cleared by transitions on SCL, and by Start and Stop conditions. This is the normal state for I2C operation.

Figure 9

CT1, CT0	OSC/12 COUNT	f _{osc} MAX	TIMEOUT PERIOD
10	7	16.8MHz	1023 cycles
01	6	14.25MHz	1022 cycles
00	5	11.7MHz	1021 cycles
11	4	9.14MHz	1020 cycles

Figure 10

peut remarquer que si l'un ou plusieurs des bits DRDY, ARL, ou STP sont à 1, la période basse de SCL s'étirera jusqu'à ce que la routine de service réponde de les nettoyer.

* XSTR

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Xmit repeated STArT » demande au hardware de générer un signal de restart sur le bus I2C.

* XSTP

Le fait d'écrire un « 1 » dans le bit « Xmit SToP » demande au hardware de générer une condition de stop sur les fils SDA et SCL du bus I2C.

Le registre I2DAT

Le contenu de ce registre est présenté sur la figure 7.

Ce registre fonctionne aussi en écriture et en lecture.

En lecture :

* RDAT

« Le » bit, l'unique bit d'où l'appellation « d'interface I2C bit à bit » est récupéré en réception dans le bit « Receive DATa ». En fait il est capturé sur la ligne SDA à chaque flanc de montée de la ligne SCL.

A remarquer que le fait de lire I2DAT nettoie DRDY et l'état de transmit active.

à l'écriture :

* XDAT

« Xmit Data » prépare la donnée pour le prochain bit.

Notons que le fait d'écrire I2DAT nettoie DRDY et positionne l'état de Transmit Active.

Le registre I2CFG

Le contenu de ce registre est présenté sur la figure 6.

Ce registre fonctionne lui aussi en écriture et en lecture.

Afin de vous éviter une trop longue tirade concernant ce registre, nous allons en quelques mots résumer l'essentiel des fonctions de configuration qu'il renferme. En effet ce registre est plein de fines subtilités qui dépassent largement le cadre de cette revue. Notre but actuel se résume à vous indiquer pour l'instant le fonctionnement général de cet interface afin que vous puissiez par la suite comprendre comment fonctionneront les différentes applications que nous vous proposerons.

* SLAVEN

positionne le composant en mode Esclave.

* MASTRQ

positionne le composant en mode Maître.

* CLRT1

Le fait d'écrire un « 1 » dans ce bit nettoie le drapeau de l'interruption du Timer 1.

* TIRUN

Le fait d'écrire un « 1 » dans ce bit lance le Timer 1. Un « 0 » l'arrête et le nettoie.

* CT1, 0

Ces deux bits permettent de choisir le débit du bus à l'aide de diviseurs internes.

Au lieu d'un long discours les tableaux figures 9 et 10, résument les actions et interactions de ces bits turbulents.

Le registre I2STA

La figure 8 rappelle son contenu.

Ce registre ne peut être que lu. OUF !! Il reflète l'état de l'interface hardware de l'I2C.

Les trois bits sont des doublons (en lecture) des bits IDLE, XSTR et XSTP que vous avez écrits dans le registre I2CON.

* XDATA

Contenu du buffer de transmission

* XACTV

Emetteur actif.

* MASKSTR

Ce bit est à « 1 » lorsque le circuit effectue une condition de start.

* MASKSTP

Ce bit est à « 1 » quand le circuit effectue une condition de stop.

* XSTR

Ce bit est à « 1 » quand le circuit effectue une condition de restart.

* XSTP

Ce bit est à « 1 » quand le circuit effectue une condition de restop.

Et pour terminer cette longue mais nécessaire lithanie, disons deux mots de l'interruption dédiée à l'I2C du microcontrôleur 8x C751.

Le bit de validation de l'interruption de l'I2C a pour nom EI2 que le vecteur d'interruption de l'I2C loge à l'adresse 023 de la mémoire programme en ayant la priorité la plus basse dans la hiérarchie des interruptions.

Evidemment ce n'est pas aussi simple qu'avec un interface byte à byte intelligente de type 8x C652 ou C552 mais la surface de silicium s'en ressent d'autant car la surface occupée par les octets en ROM est moins volumineuse que la logique câblée nécessaire dans l'autre cas.

Bref au prix de ses complications, le coût du composant est plus faible.

Nous vous donnons rendez-vous le mois prochain pour les premières applications de ces composants.

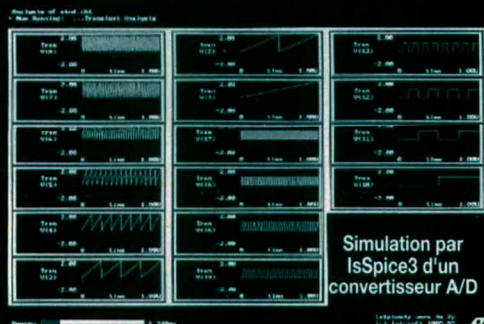
A noter que de nombreuses routines « standard » de gestion du bus I2C pour les 8x C751 et C752 se trouveront sur le serveur ERP.

D. PARET

SIMULATION ÉLECTRONIQUE MIXTE

IsSpice3 amène les signaux pendant les calculs !

- Entrée de schémas
- Simulation SPICE
- Bibliothèques de modèles
- Monte Carlo
- Oscilloscope logiciel
- Prix ABORDABLES



Simulation par IsSpice3 d'un convertisseur A/D

ENVIRONNEMENT INTÉGRÉ - UTILISATION AISÉE

Les progiciels ICAPS pour PC ou MAC permettent de dessiner un circuit mixte analogique/digital et d'évaluer ses performances avant de le construire réellement. Un ensemble ICAP est composé de quatre modules principaux :

- **SPICENET**, outil dédié à la saisie de schémas.
- **PRESPIICE**, qui comprend, entre autres, des bibliothèques de composants très complètes.
- **ISSPICE**, noyau de calcul SPICE, effectue des analyses AC, DC, transitoire, time, noise, pole-zero,.... La nouvelle version IsSpice3, basée sur le SPICE 3E.2 de Berkeley, permet en plus d'évaluer des expressions booléennes et des multipôles définies par une simple équation.
- **INTUSCOPE**, oscilloscope logiciel, affiche, manipule et effectue des opérations sur les courbes obtenues aux différents nœuds après simulation. Il existe plusieurs versions ICAPS, à partir de 9800 F.H.T. ICAP est un produit de la société INTUSOFT.

Documentation, disquette de démonstration, Information technique ou commerciale, Services d'ingénierie, Contactez-nous !



EXCEM
Département
Produits Informatiques
12, chemin des Hauts de
Clairefontaine 78580 MAULE
Tél. : (1) 34 75 13 65
Fax : (1) 34 75 13 66

CAO

"CADPAK" = SAISIE DE SCHEMAS

(ET)

DESSIN ET ROUTAGE DE CIRCUITS-IMPRIMES

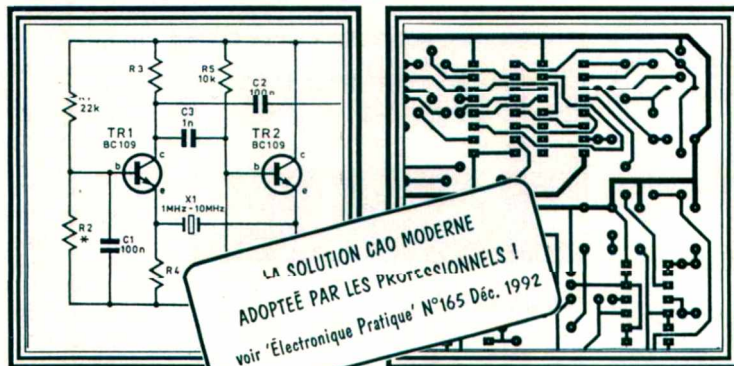
SUR PC AT

et

'386/'486

NE SOYEZ PAS UN DINOSAURE..

...pour 1490 F TTC franco
achetez "CADPAK"...

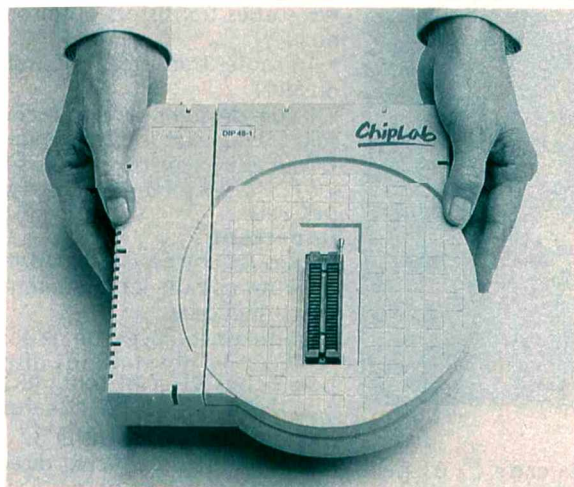


Interface utilisateur graphique moderne (icônes et souris)-Ecrans CGA, EGA, VGA, SVGA, avec ZOOMS - Export de fichiers vers PAO/TT - PCB en simple et double face - Bibliothèques standards et CIMS (extensibles par l'utilisateur) - Sorties sur matricielles, Lasers, plotters, Gerber, perçage à CN. NOTICE EN FRANCAIS. (version Démo contre chèque 50 Francs)

Multipower

22 Rue Emile Baudot
91120-Palaiseau
Tel: (1) 69 30 13 79
Fax: (1) 69 30 60 41

VOTRE PROGRAMMATEUR PERSONNEL DATA I/O



Chiplab

Chiplab™ est votre programmeur personnel pour vos utilisations d'études et de maintenance. ChipLab™ programme tous les composants nécessaires à l'aboutissement de vos projets.

- Il permet de programmer le plus grand nombre de composants (PLD, PROM, EPROM et microcontrôleur, jusqu'à 40 broches) pour un coût très bas*.

- rapidité et simplicité d'utilisation grâce à son environnement window
- sécurité, qualité et fiabilité Data I/O
- mises à jour par modem

* version 32 broches : F. 6 515 (PUHT)

* version 48 broches : F. 10 887 (PUHT)

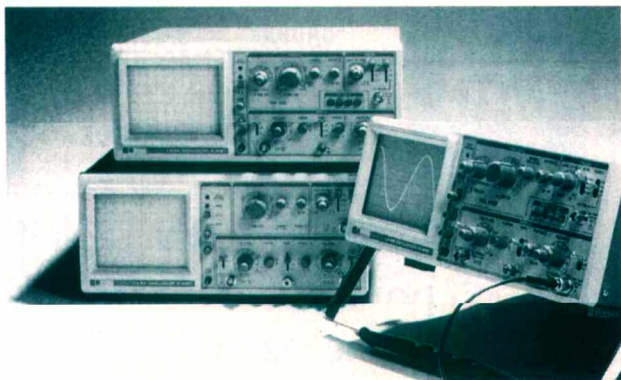
Pour toute commande ou pour plus d'informations, n'hésitez pas à contacter nos distributeurs agréés :

Adelcom	60 48 32 00
Omnitech-Sertronique	16 43 86 74 74
Radiospares Composants	16 44 84 72 72
Jod Instrumentation	39 56 00 95
Bascoul Electronique	16 61 48 99 29

MB ELECTRONIQUE

606, rue Fourny - ZI de BUC - BP 31 - 78533 BUC CEDEX.
Tél. 39 56 81 31. Fax. 39 56 53 44.

Chiplab™ et Data I/O sont des marques déposées de Data I/O Corporation



Nouveautés

Chauvin Arnoux

Simple, clairs et sans fonction superflue, tels sont les nouveaux oscilloscopes analogiques CHAUVIN ARNOUX. Une gamme de trois appareils à prix réduits, conçus pour être pris en main rapidement.

Toutes les fonctions des appareils sont judicieusement réparties en face avant, dans des blocs fonctionnels. L'efficacité est renforcée par une ergo-

nomie et un design particulièrement soignés. Sans gadget susceptible d'alourdir l'emploi ou le prix, cette nouvelle gamme dispose de toutes les caractéristiques nécessaires aux applications électroniques : sensibilité 1 mV/div. en 20, 40 ou 60 MHz, double base de temps, retard de balayage réglable, ligne à retard incorporée, synchronisation TV, entrée Z, etc.

Du C.A. 902, modèle de base disposant des fonctions essentielles, au C.A. 906, les enseignants, techniciens et ingénieurs trouveront, dans leur budget, l'oscilloscope adapté à leurs besoins.

Présenté dans un boîtier de table compact, le générateur BF C.A. 950 regroupe l'ensemble des fonctions nécessaires aux applications électroniques courantes : bande passante de 0,02 Hz à 2 MHz, signaux sinus-carré-triangle-rampe-impulsion, balayage interne et externe, affichage numérique à LED, fonction fréquencemètre jusqu'à 4 MHz, etc.

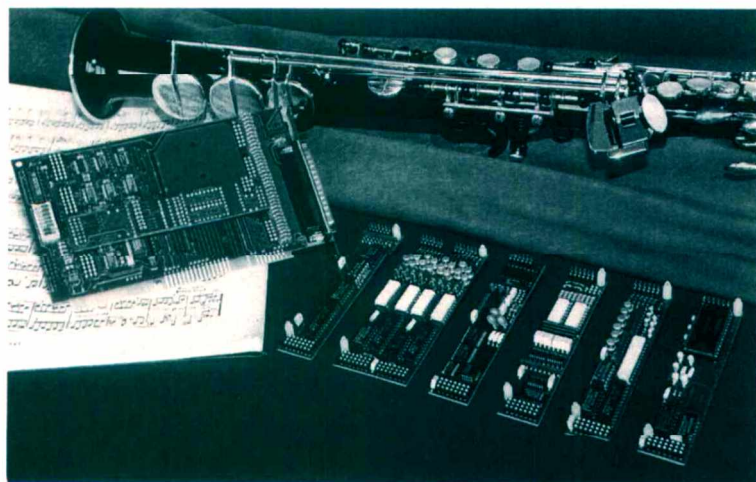
Pour reproduire des plans A3+/A4 et

des schémas (CAO/DAO) ou pour sortir des courbes d'oscilloscopes numériques et des copies d'écrans graphiques, CHAUVIN ARNOUX commercialise une nouvelle génération de produits à prix réduits.

Aux lignes pures de ces trois traceurs, C.A. 991 / C.A. 992 / C.A. 993, s'ajoutent des performances inhabituelles pour cette catégorie d'appareils : résolution meilleure que 6,25 μ m, vitesse de tracé jusqu'à 700 mm/s, descente de plume amortie, force d'appui réglable, rebouchage automatique des huit plumes, interface RS 232 et Centronics, etc.

Fournis avec deux béquilles à 60° pour un encombrement très réduit, ces traceurs sont non seulement d'une parfaite efficacité, mais aussi, silencieux et esthétiques.

Chauvin Arnoux
190, rue Championnet
75876 Paris cedex 18
Tél. : (1) 44 85 44 85



CF 01, carte modulaire

d'acquisition Sélia

La carte d'extension CF 01 est spécialement conçue pour des applications industrielles sur PC, XT, AT.

Elle est entièrement modulaire. Cette carte est constituée d'une carte PC de base sur laquelle s'enfichent 1 à 4 cartes modules filles. Le choix et la combinaison des différents types de module est

totale. La carte CF 01 peut être configurée pour répondre à la plupart des applications industrielles, en ne nécessitant qu'un slot AT court dans le PC.

Par sa modularité, elle offre l'avantage d'un excellent rapport qualité/prix.

Les différents types de modules standards contiennent :

- 8 entrées analogiques
- 4 sorties analogiques

- 8 entrées digitales optoisolées
- 8 sorties relais
- 0 entrées/sorties TTL
- 6 sorties transistors optoisolées PNP ou NPN
- 16 sorties transistors optoisolées PNP ou NPN
- 1 voie de comptage pour codeur absolu SSI ou codeur incrémental
- Tout autre type de module spécifique peut-être développé très rapidement par Sélia

Important :

Toutes les entrées/sorties sont munies de filtres comme les interférences électromagnétiques.

La carte est équipée d'un dispositif watchdog. Les interruptions disponibles pour le bus XT et AT sont : IRQ 2, 3, 4, 5, 6, 7, 10, 11, 12, 15. La carte dispose d'une connecteur SUB-D 37 broches sur lequel peut s'enficher directement une carte munie de bornes à visser. Des LEDs permettent de visualiser le reset du PC, le déclenchement du watchdog, etc.

La carte et les modules sont livrés avec des exemples de programmation et une notice d'utilisation française détaillée.

SÉLIA
53, rue de Routzenheim
BP 34, 67620 Soufflenheim
Tél. : (16) 88 86 68 54

OSCILLATEURS SINUSOÏDAUX À PONT DE WIEN

Il peut être intéressant et utile de

disposer d'un générateur de sinusoïdes

de fréquences fixes, stables et

d'amplitude de sortie constante.

Ce générateur pourra être utilisé, entre

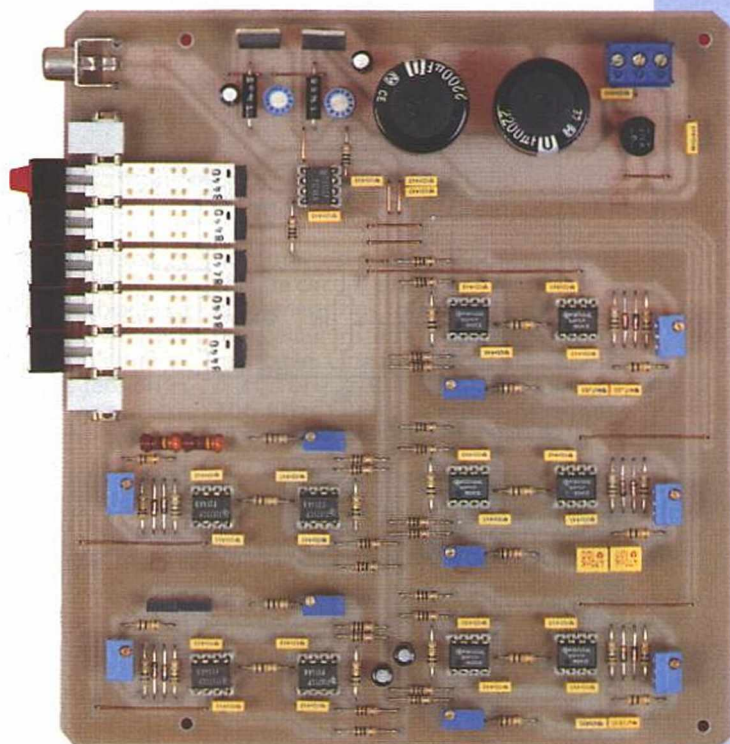
autre, pour le test ou l'alignement de

matériel basse fréquence puisque les

fréquences produites iront de 10Hz à

100kHz, ou encore pour effectuer des

mesures sur les composants passifs.



L'oscillateur de Wien

C'est le moyen le plus simple pour obtenir des sinusoïdes. Le schéma de base est donné en figure 1a. Pour obtenir la naissance des oscillations, il faut que la résistance RA soit égale à deux RB, ce qui donne à l'ensemble un gain de 3. Mais tel qu'il est représenté sur cette figure, le système n'est pas stable :

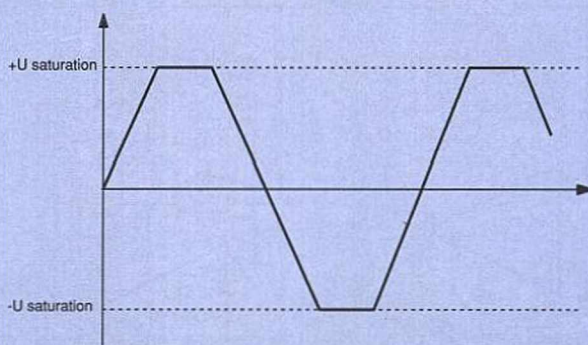
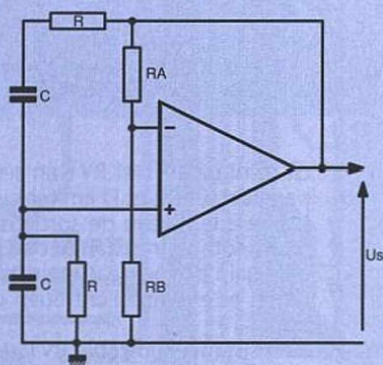
1/ si le rapport des résistances RA et RB est exactement égal à 2, et si donc le gain de l'amplificateur opérationnel est exactement égal à 3 (puisque monté en amplificateur non inverseur), alors

l'équilibre s'établit. Mais l'amplitude de sortie reste très faible, et de toute façon inutilisable ;

2/ si le rapport des résistances RA et RB est légèrement inférieur à 2, le gain inférieur à 3, le signal réinjecté est trop faible et les oscillations cessent ;

3/ si le rapport des résistances RA et RB est légèrement supérieur à 2, et donc le gain supérieur à trois, les oscillations commencées se perpétuent dans le temps, mais leur amplitude ne cessent d'augmenter sans qu'il soit possible de les stabiliser à une valeur donnée (divergence). Cette amplitude augmente

jusqu'à l'écrêtage, et l'on obtient une sorte de signal rectangulaire. Il faut donc un système qui fera passer le gain de l'AOP à une valeur supérieure à trois afin que les oscillations prennent naissance, mais qui en même temps, diminuera ce gain par la suite pour ne pas engendrer de distorsions indésirables. La fréquence obtenue est égale à $F = 1 / 2\pi RC$. Divers dispositifs existent pour la stabilisation des oscillateurs. Le plus courant est le remplacement de la résistance RB par une lampe à filament de tungstène qui joue le rôle d'une résistance à coefficient de température positif. Elle augmente



■ Figure 1a : schéma simplifié d'un oscillateur à pont de Wien. Si le gain est supérieur à 3, il y a divergence et écrêtage.

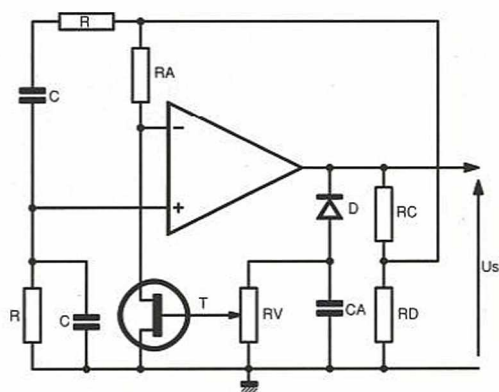
quand la tension de sortie croît diminuant ainsi le gain ; la tension de sortie diminue alors, la résistance également, et le gain repasse le seuil de 3, ce qui maintient le processus des oscillations. Deux diodes montées tête bêche en sortie de l'AOP et qui sont donc en série avec RA peuvent également jouer le rôle de résistance ajustable, puisque leur résistance dynamique varie suivant le courant qui les traverse. Un autre moyen de stabilisation est donné en figure 1b. Là, la résistance RB est remplacée par un transistor à

effet de champ, qui voit sa résistance varier selon la tension appliquée sur sa grille. A la sortie de l'amplificateur opérationnel, on trouve un redressement et un filtrage opéré par D et CA. A la connexion de ces deux composants, on trouve donc une tension négative par rapport à la masse. Le curseur du potentiomètre RC prélève une partie de cette tension qui est appliquée à la grille du FET. Plus cette tension sera élevée, plus la résistance drain - source sera élevée, et plus le gain sera faible. Nous avons donc là,

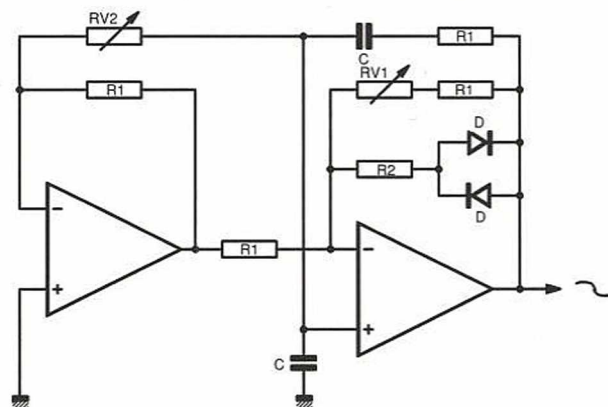
un système de régulation de l'amplitude de de sortie.

La figure 1c représente le générateur que nous avons employé pour la réalisation de nos oscillateurs sinusoïdaux. Il est tiré d'une note d'application de constructeur. Il est d'un fonctionnement sûr, et d'une stabilité en fréquence et en amplitude de sortie très acceptables.

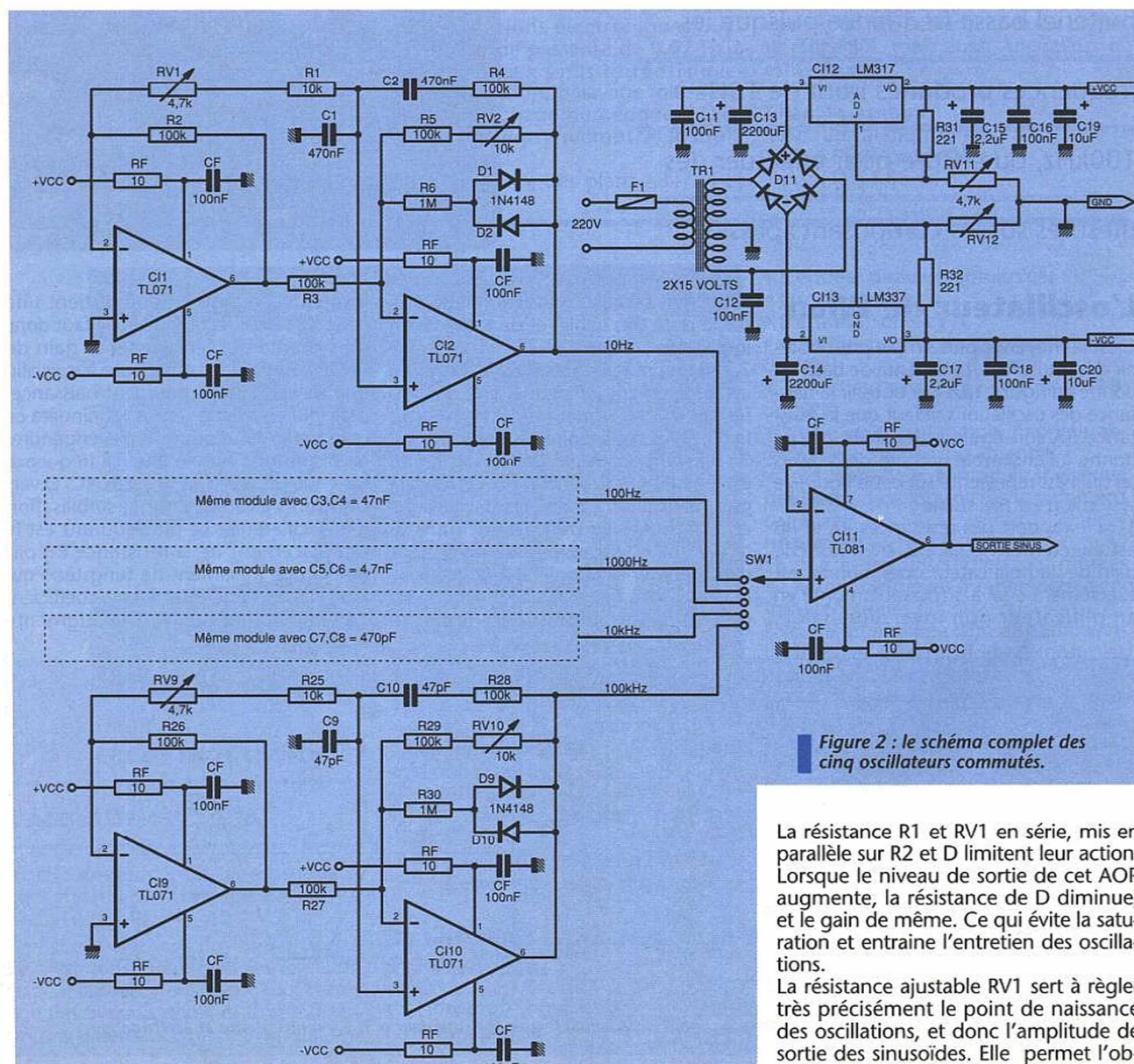
Lorsque le niveau de sortie du deuxième amplificateur est proche de 0V, les diodes D présentent une grande résistance. Le gain est alors à son maximum.



■ Figure 1b : stabilisation par FET.



■ Figure 1c : stabilisation par diodes.



■ Figure 2 : le schéma complet des cinq oscillateurs commutés.

La résistance R1 et RV1 en série, mis en parallèle sur R2 et D limitent leur action. Lorsque le niveau de sortie de cet AOP augmente, la résistance de D diminue, et le gain de même. Ce qui évite la saturation et entraîne l'entretien des oscillations.

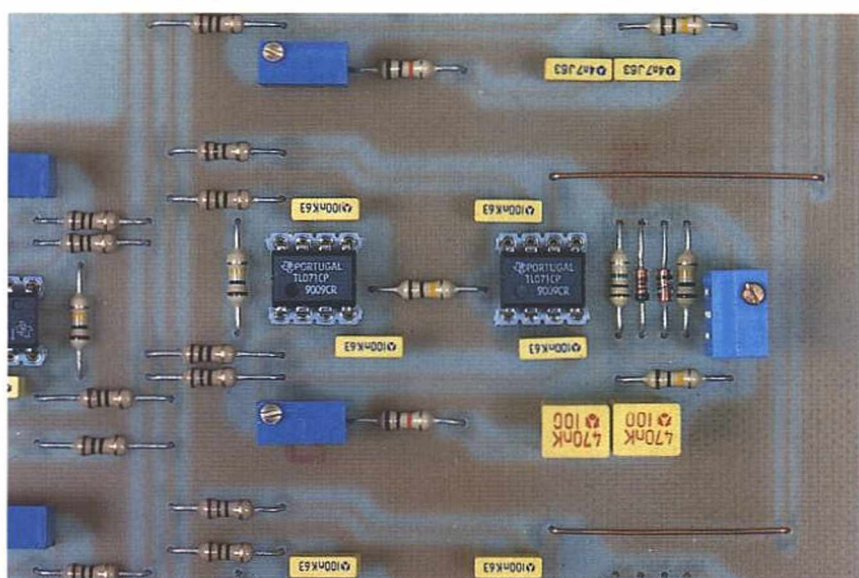
La résistance ajustable RV1 sert à régler très précisément le point de naissance des oscillations, et donc l'amplitude de sortie des sinusoïdes. Elle permet l'ob-

tention d'un niveau allant de quelques millivolts à plusieurs volts, ce qui permettra le réglage à la valeur souhaitée. La résistance RV2 permet d'ajuster très précisément la fréquence des signaux, et ce, sur une faible plage.

La stabilité en fréquence et en tension d'un circuit de ce type ne sera obtenue qu'après un certain temps de fonctionnement. En effet, les diodes étant sensibles à la chaleur, une certaine instabilité (faible) sera observée au début de la mise sous tension.

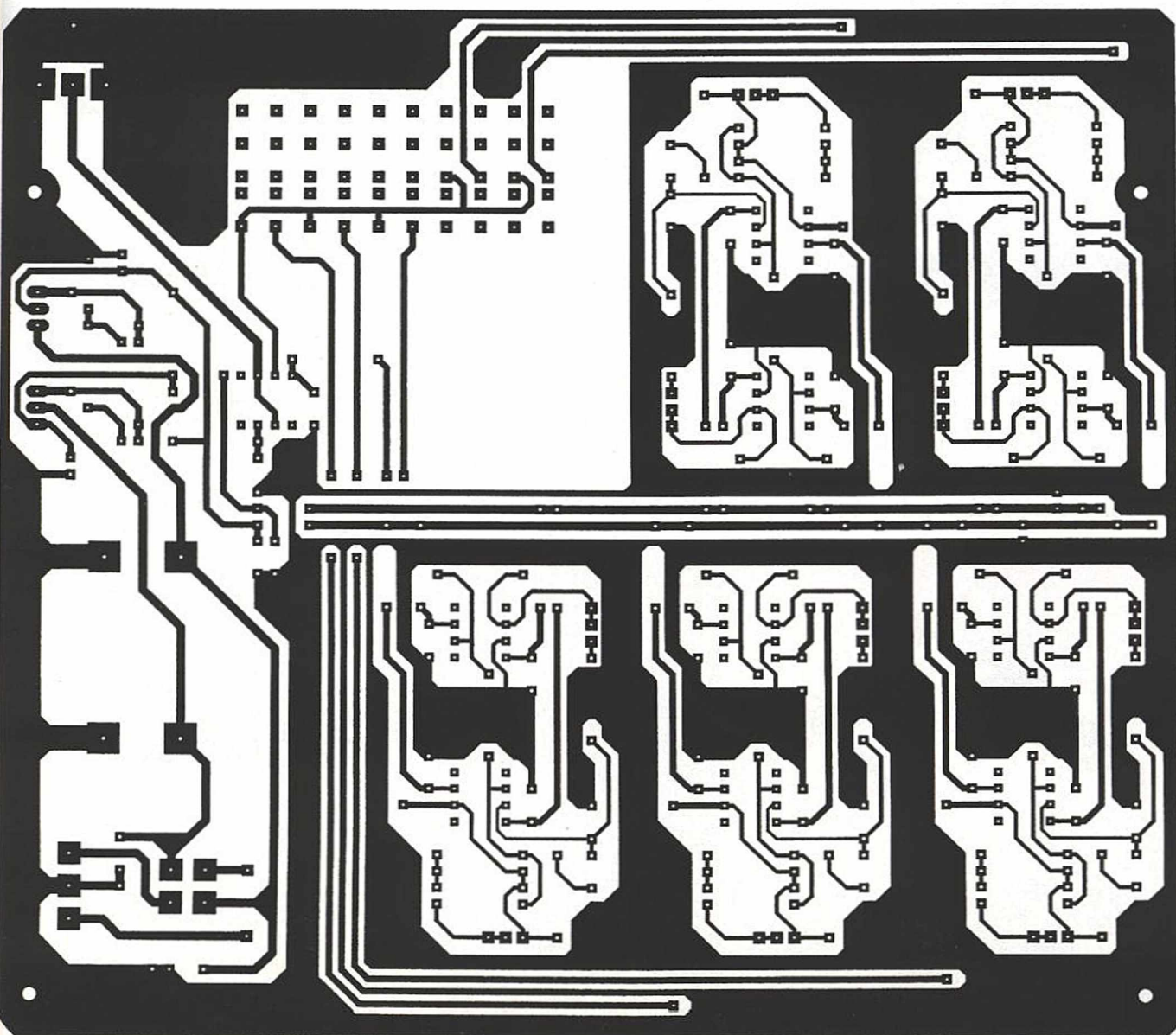
LES OSCILLATEURS

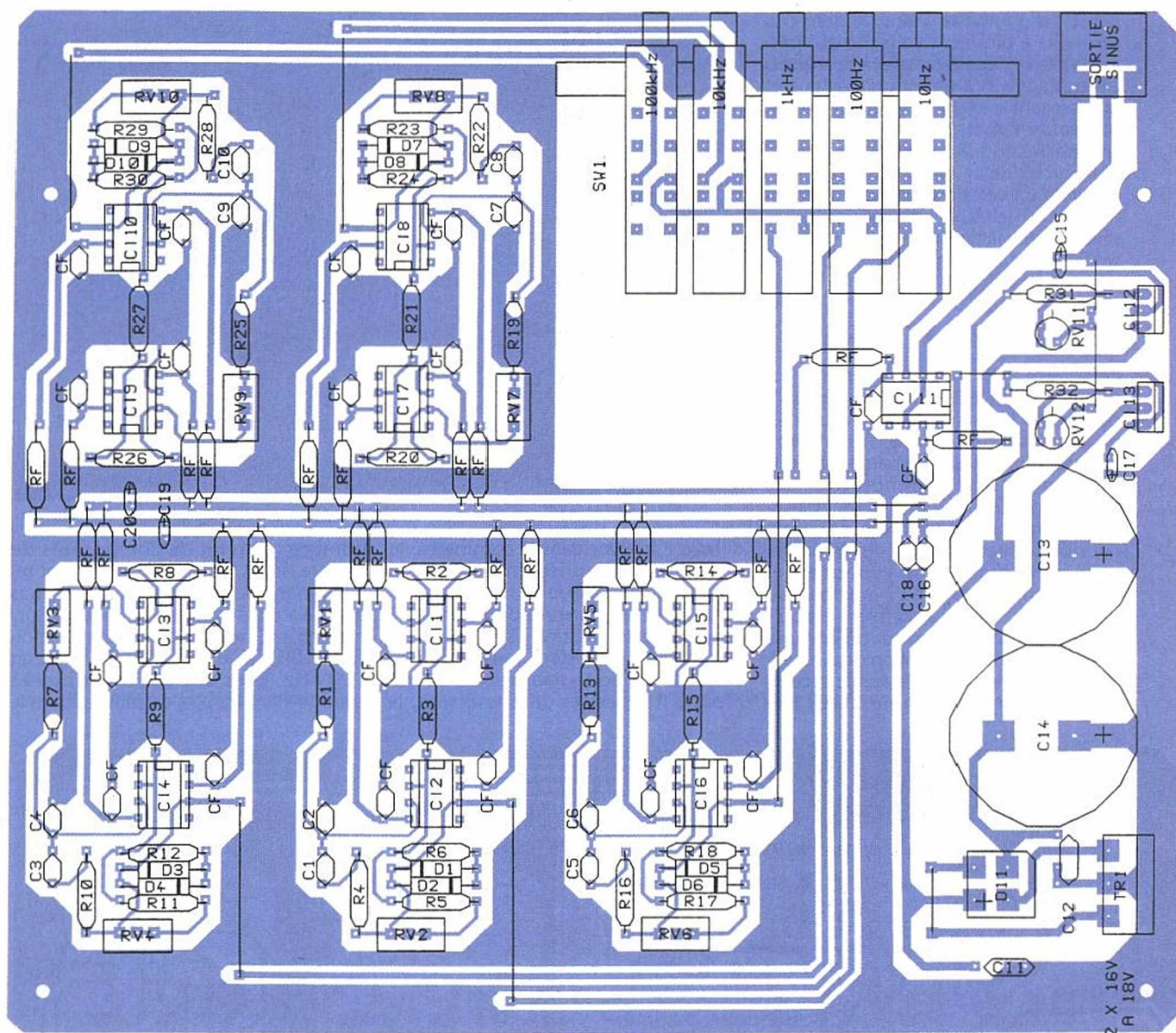
Le schéma de principe général est donné en figure 2. Comme on peut le constater à la vue de ce dessin, ce n'est pas d'un mais de cinq oscillateurs dont il est question, chacun se chargeant d'une fréquence. Une commutation des condensateurs et des résistances ajustables aurait pu être effectuée, ce qui aurait notablement simplifié le circuit imprimé et diminué le nombre des composants. Nous ne l'avons pas fait pour deux raisons. La première est qu'il aurait fallu commuter quatre composants, et ce pour l'obtention de cinq fréquences différentes. Cela aurait nécessité d'une part un commutateur très



difficile à trouver dans le commerce, et d'autre part la mise en place d'un nombre incroyable de fils de câblage. La deuxième raison qui nous a incité à adopter cette solution est qu'ainsi les cinq oscillateurs restent sous tension et ont le temps de se stabiliser entre l'emploi de fréquences différentes. Vu le

nombre restreint de composants de chaque circuit, et leur prix de revient relativement bas, nous ne pensons pas que cela constitue un handicap insurmontable. Cinq fréquences ont été choisies : 10Hz, 100Hz, 1000Hz, 10kHz et 100 kHz. Elles ont été déterminées comme étant les plus employées dans le





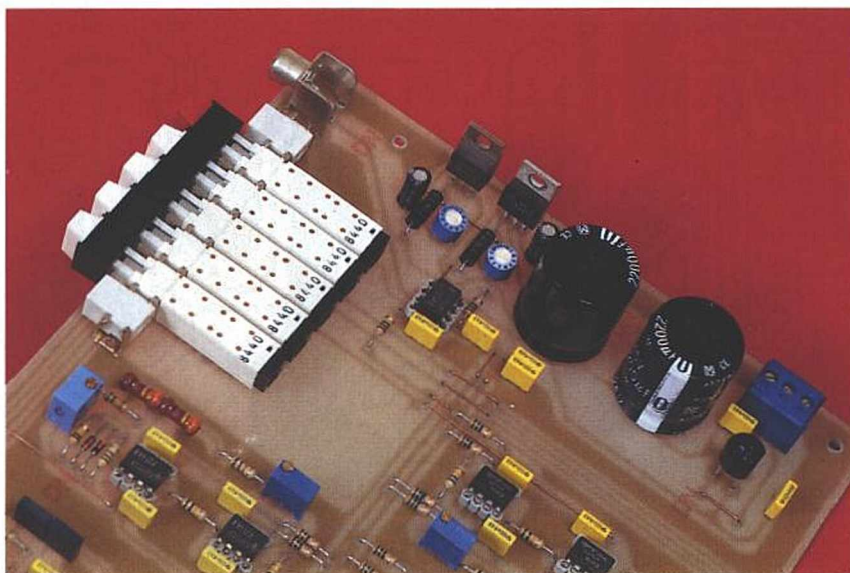
■ Figure 4

domaine des mesures et du test en BF ; mais rien n'est définitif, et d'autres fréquences peuvent être obtenues par échange des condensateurs C1 à C10. Pour exemple, nous avons fait des essais avec des condensateurs de 12pF ; nous avons obtenu une fréquence de plus de

350kHz. Un commutateur connecte la sortie de l'oscillateur choisi à l'entrée de l'étage final constitué par un dernier amplificateur opérationnel monté en suiveur. Chaque AOP a chacune de ses broches connectée aux lignes d'alimentation par une cellule de filtrage consti-

tuée d'une résistance de 10 ohms et d'un condensateur de 100 nF.

L'alimentation de l'ensemble est confiée à une alimentation symétrique fournie par deux régulateurs intégrés (LM317 pour la tension positive et LM337 pour la tension négative). Elles seront réglées par les ajustables RV11 et RV12 à +10V et -10V. Le transformateur TR1 est un modèle de 2 X 12V à 2 X 15V. Le redressement est assuré par un pont de diodes (D11), et le filtrage par des condensateurs de 2200µF (tension de service de 35V).



LA REALISATION

Le dessin du circuit imprimé est donné à la figure 3. Il est de dimensions respectables, mais supporte tous les composants, y compris l'alimentation et le commutateur de gammes. Nous n'y avons pas inclus le transformateur TR1 bien qu'il soit de taille modeste, afin de limiter les risques d'induction de 50Hz du secteur dans les circuits.

Le câblage sera effectué en s'aidant du dessin d'implantation représenté en fi-

gure 4. Bien qu'assez courant, le modèle du commutateur employé pour la réalisation de la maquette pourrait poser des problèmes quant à son approvisionnement. Dans ce cas, le dessin des pistes devra être modifié afin de pouvoir adapter un autre modèle ; ceci ne devrait pas poser de difficultés insurmontables vu le petit nombre de pistes à cet endroit du circuit.

Toutes les résistances ajustables, hormis celles de l'alimentation, seront des modèles multitours pour un réglage plus aisé des oscillateurs.

Il est inutile de prévoir des refroidisseurs pour les deux régulateurs vu le courant faible qu'ils auront à débiter.

Les réglages

Avant de placer les circuits intégrés sur leur support, il faudra régler l'alimentation à une valeur de +10V et -10V. Cela effectué, on pourra vérifier le bon fonctionnement de chaque oscillateur. Il serait étonnant que ces derniers fonctionnent immédiatement sans qu'il soit nécessaire d'agir sur les ajustables de gain RV2, RV4, RV6, RV8 et RV10. Une fois les oscillations démarrées, régler le niveau de sortie à la valeur souhaitée.

Pour ce qui est du réglage de la fréquence, il faudra agir sur les ajustables RV1, RV3, RV5, RV7 et RV9. Si les fréquences annoncées plus haut ne pouvaient, pour certaines d'entre elles, être obtenues, cela laisserait à supposer que les condensateurs de l'oscilla-

teur correspondant ne seraient pas de la valeur requise (tolérance trop grande). Il faudra dans ce cas soit l'augmenter par la mise en parallèle de petites capacités, soit l'échanger contre d'autres valeurs moins élevées.

NOMENCLATURE.

Résistances :

R1, R7, R13, R19, R25 : 10 k Ω
R2, R3, R4, R5, R8, R9, R10, R11, R14, R15, R16, R17, R21, R22, R23, R24, R26, R27, R28, R29 : 100 k Ω
R6, R12, R18, R24, R30 : 1 M Ω
RF : résistances de filtrage 10 Ω X 22 pièces
R31, R32 : 221 Ω 1%

Résistances ajustables :

RV1, RV3, RV5, RV7, RV9 : 4,7 k Ω multitours
RV2, RV4, RV6, RV8, RV10 : 10 k Ω multitours
RV11, RV12 : 4,7 k Ω

Condensateurs :

C1, C2 : 470 nF
C3, C4 : 47 nF
C5, C6 : 4,7 nF
C7, C8 : 470 pF
C9, C10 : 47 pF
C11, C12, C16, C18 : 100 nF
C13, C14 : 2200 μ F 35V

C15, C17 : 2,2 μ F 25V
C19, C20 : 10 μ F 25V
CF : condensateur de filtrage AOP de 100 nF X 22 pièces

Semi-conducteurs :

D1, D2, D3, D4, D5, D6, D7, D8, D9, D10 : 1N4148
D11 : pont de redressement 500mA ou 1A 50V

Circuits intégrés :

CI1, CI2, CI3, CI4, CI5, CI6, CI7, CI8, CI9, CI10, CI11 : TL071
CI12 : LM317
CI13 : LM337

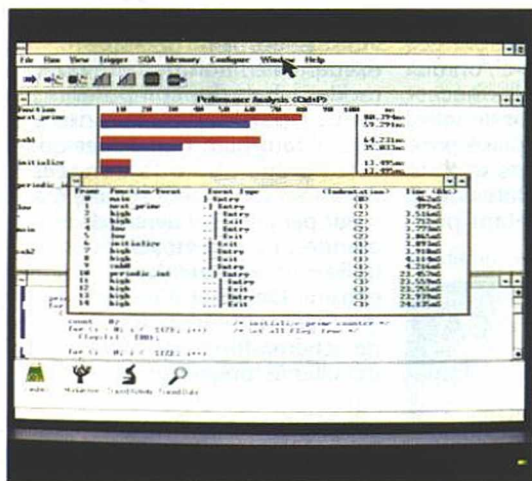
Divers :

TR1 : transformateur 2 X 15V à 2 X 18V, 4VA
SW1 : commutateur 5 positions à poussoir (BECUWE)
F1 : fusible rapide 200mA

Quoiqu'il en soit, les réglages de fréquence devront probablement être retouchés après une certaine durée de fonctionnement.

Patrice OGUIC

SYSTEME DE DEVELOPPEMENT SOUS WINDOWS POUR 80C51 DE PHILIPS



- Environnement de développement complet sous Windows 3.1
- Débogage en langage évolué, Emulateur temps réel, Analyses de performance, Couverture de code, Trace de fonctions C, Programmation EPROM et microcontrôleur.
- Le seul système de développement complet pour toute la famille 80C51 de Philips : 80C31/32/51/52/528 87C51/52/528 83C552/562/652/654 83C751/752 83C592/598 83C550/575 83C053/054/055 83C851/852/855 83C558 83CL410/580/782/168...

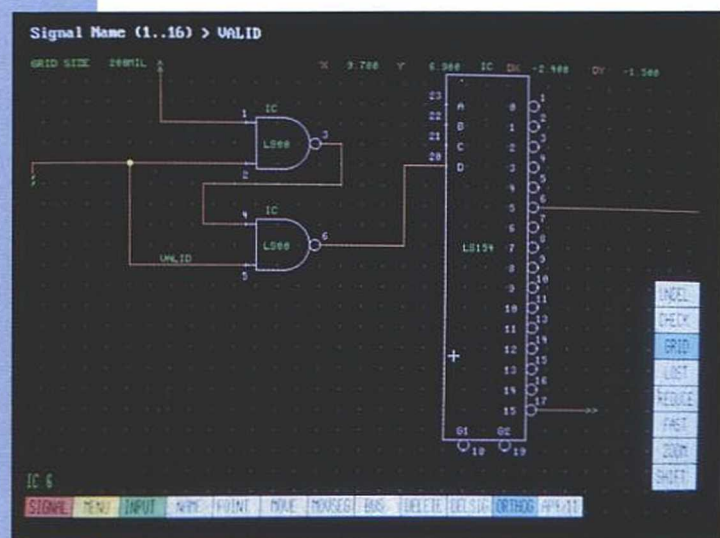
- Des systèmes de développement conçus avec la coopération de Philips.

- Le seul fournisseur de systèmes de développement certifié ISO9001.

Ashling
The Development Systems Company

Ashling Microsystèmes
2, rue Alexis de Tocqueville
Parc d'Activités Antony 2
92183 ANTONY
Téléphone (1) 46 66 27 50
Télécopieur (1) 46 74 99 88

L'ENSEMBLE DE CAO KADS-CAD S3600



La Conception Assistée par Ordinateur

est le dernier cri de la conception

électronique. De nombreux logiciels

destinés à l'élaboration du schéma

électronique et à son routage fleurissent

ici et là. Parmi toutes les offres

disponibles et provenant du monde

VAX, la société KADS-CAD propose tout un ensemble de produits dédiés à

l'édition d'un schéma électronique et de son routage sur circuit imprimé. C'est

une présentation de ce produit que nous vous convions de suivre.

La version qui nous a été confiée a comme référence S3600 en version 1.3 et fonctionne pour la gamme des ordinateurs compatibles IBM PC. Elle se présente sous la forme de trois disquettes 5 1/4 et d'un volumineux manuel, bien aéré tout de même à la différence de la majorité des documentations techniques où l'emploi de la loupe semble de plus en plus obligatoire.

Avant d'entrer dans le vif du sujet, précisons la configuration requise pour ce logiciel. Ne sacrifiant pas à la mode actuelle du tout windows qui - entre parenthèses - n'est pas forcément utile dans le cas d'une CAO, ce logiciel se destine à un environnement DOS (3.2 minimum). De plus, son fonctionnement est fortement dépendant du système d'exploitation et fait partie intégrante de celui-ci. La nécessité d'employer un PC-AT est maintenant toute naturelle, les anciens PC à base de 8088 ou 8086 n'étant plus à même de répondre aux besoins de puissance graphique d'une CAO. Pour cela, une carte graphique EGA (en 640X350) ou VGA (en 640X480) est aussi nécessaire. Notons aussi l'obligation d'un port imprimante, non pas pour vos sorties de contrôle sur papier mais plutôt pour le dongle de protection. Après l'installation du logiciel, qui se

fait de manière fort simple par ailleurs, on retrouve sur le disque dur de l'ordinateur et dans deux répertoires principaux, les exécutables et les données du programme. Parmi celles-ci, on dispose les bibliothèques graphiques nécessaires aussi bien pour l'éditeur de schéma que pour le routeur. La place prise par l'ensemble de ces fichiers se situe pour une installation complète vers 8 Mo. La majorité (6,7 Mo) étant prise par les exécutables.

Lancement de la CAO

Le lancement de la CAO se fait simplement par l'entrée de la commande PCB. Vous vous retrouverez alors dans un mode de commande en ligne semblable à celui du DOS. En effet, comme on l'a suggéré plus haut, un grand nombre de fonctions de trois lettres (40 pour être plus précis) sont accessibles directement au clavier. Vous disposez non seulement de ces fonctions mais aussi de toutes les fonctions du DOS courant et de vos utilitaires préférés.

L'utilisation normale consiste alors à spécifier par l'intermédiaire de la commande JOB nom du développement, le produit en cours de développement. Si celui-ci n'est pas défini, cette com-

mande vous installera le nouveau répertoire ainsi que les données initiales. Une fois cette commande effectuée, diverses commandes comme par exemple l'édition des équipotentielles ou des labels des composants peut se rentrer par les commandes WIR ou EDL. Il faut bien remarquer que toute cette préparation de données destinées au routeur peut se faire manuellement par l'emploi de ces diverses commandes. L'autre moyen consiste soit à utiliser un éditeur de schéma externe comme Orcad et à importer la netlist générée, soit encore à utiliser l'éditeur de schéma fourni et dont nous allons détailler le fonctionnement.

L'éditeur de schéma

À la commande CIR tapée dans l'environnement ligne de commande, KADS-CAD charge l'éditeur de schéma graphique. Sous ce système dont le souris est un des composants absolument principaux, vous avez sur le bas de l'écran une série de menus qui vous permettra de naviguer à travers toutes les possibilités et sous-possibilités du logiciel. Naviguer est bien le terme, car il faut comme dans tout nouveau système vous habituer à cette arborescence pour ne pas vous y noyer. Les diverses

commandes sont très nombreuses et ce qui est un symbole de puissance semblera au premier venu un labyrinthe inextricable. Ceux qui s'en donneront la peine auront alors à leur portée toutes les fonctions habituellement disponibles dans ce type de logiciel. Notons tout de même que le type de sélection dans le menu est bien surprenant au premier abord mais finalement assez pratique. Il suffit en effet de passer dessus avec la souris pour qu'il soit validé, au lieu d'aller appuyer avec le bouton souris dessus.

Les possibilités de cet éditeur de schéma sont à la hauteur de ceux présents sur le marché. La grille est ainsi aisément définissable non seulement en pas mais aussi en position. On peut regretter cependant qu'il n'y ait pas d'auto-panning lors du déplacement de la souris. Les symboles fournis regroupent la majorité des composants classiques tels que résistances, capacités, potentiomètres et aussi certains circuits intégrés de la famille TTL. Ces composants sont regroupés dans un répertoire appelé DEVICE.LIB, tandis que des symboles purement graphiques se placent dans un répertoire SYMBOL.LIB. Deux séries différentes sont fournies avec S3600, un ensemble de composants aux normes américaines et un autre au standard européen. On compte dans chacun de ces deux ensembles une centaine de composants disponibles.

Le routeur

Le routeur est lancé par la commande LAY à partir du mode ligne de commande. L'interface graphique est alors similaire à celle rencontrée dans l'éditeur de schéma (c'est l'avantage d'une solution originaire de la même source que de disposer des mêmes mécanismes, et donc pour l'utilisateur d'un apprentissage moindre). Le passage des données de l'un à l'autre est donc prévu en standard, mais aussi l'importation de netlists en provenance d'autres éditeurs de schémas qui seront utilisés par le routeur. Il suffit par exemple de sélectionner le format CALAY à partir d'ORCAD pour produire les données nécessaires au routeur. Là encore, vous pouvez éditer à partir de la ligne de commande l'ensemble des caractéristiques de votre PCB, comme les références, l'orientation et le placement de vos composants à partir de la ligne de commande par l'instruction EDL ou encore l'éditation de vos lignes de routage par la commande LIN. Le contrôle des données est donc entièrement accessible à partir de commandes texte, et vous pouvez les éditer sans faire appel au programme graphique. C'est d'une puissance importante, mais beaucoup moins convivial qu'un programme graphique. Celui-ci dispose du même système de menu que l'éditeur de schémas mais avec une arborescence différente. Il vous donnera accès au chargement et placement de vos composants, au routage et enfin à l'éditation directe de toutes les caractéristiques de vos éléments à l'écran. C'est le point intéressant de ce logiciel, qui se situe

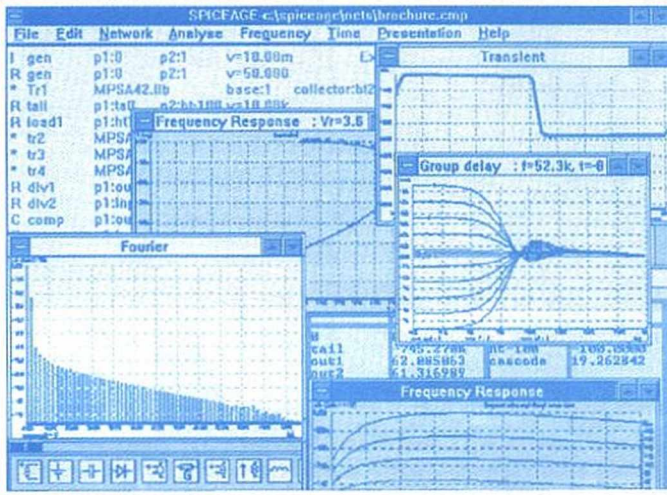
CAO
sur PC/AT et compatibles

PRIX "en promotion d'été"
au lieu de 4950^{FHT}

3950^{FHT}
ESSAYEZ... ET VOUS SEREZ CONVAINCUS !

COMMENT ECONOMISER SANS COMPROMIS ?

«SPICEAGE POUR WINDOWS»
logiciel de simulation & d'analyse analogique sur PC



Une documentation complète et une disquette de démonstration interactive sont à la disposition GRATUITE des établissements d'enseignement et les professionnels de l'électronique, et au prix de 150 F TTC franco pour les particuliers.

Multipower

22, rue Emile Baudot
91120 PALAISEAU
FRANCE

Tél : (33) 1.69.30.13.79
Fax : (33) 1.69.20.60.41
Télex : 603 103 F

DISTRIBUTEUR EXCLUSIF DE TATUM LABS

dans l'éditation directe de chaque segment du routage avec le contrôle de sa largeur, position, chemin... Les différentes librairies mises à votre disposition regroupent les composants classiques tels que les empreintes de circuits intégrés au format DIL, les résistances, les condensateurs, les transistors ou encore les connecteurs, mais pas de composants de surface ou autres moins classiques. Là encore, ce sera à l'utilisateur de définir des propres formes. Notons que la réutilisation des nouvelles formes est très simple à utiliser, et bien que cela amène un surcroît de travail au départ, au fil de l'utilisa-

tion, la personnalisation des composants permettra un travail plus rapide. Au point de vue des capacités maximales du logiciel, elles sont tout à fait suffisantes pour la majorité des cas avec une dimension maximale de la carte de 832 mm x 832 mm à la résolution de 0,001 inch, ainsi qu'un nombre maximal de composants de 1024. Un autorouteur est également fourni, accessible par la commande Route. Il est multi-passe avec routage simultané sur 20 couches et paramétrage du nombre de vias par chevelu, de la grille de recherche ou encore du routage à 45 ou 90 degrés.

■ Edition des paramètres des composants.

```

ERP JOB      User 1
ERP ESSAI

                                KADS-CAD LTD 3600 V1.3
                                13-Jan-1994 15:41

Part Labels Editor V1

CODE  LABEL      DESIGNATION
0     IC          *Integrated Circuit
1     T           *Transistor
2     D           *Diode
3     Z           *Zener Diode
4     LD          *L.E.D.
5     ??
6     ??
7     ??
8     C           *Capacitor
9     ??
10    R           *Resistor
11    RM          *Network
12    P           *Potentiometer
13    ??
14    ??
15    ??

CODE  LABEL      DESIGNATION
16    RL          *Relay
17    F           *Fuse
18    L           *Choke
19    TR          *Transformer
20    XT          *Crystal
21    ??
22    ??
23    ??
24    SW          *Switch
25    W           *Strap
26    J           *Connector
27    TP          *Test Point
28    ??
29    ??
30    ??
31    ??          Invalid Label

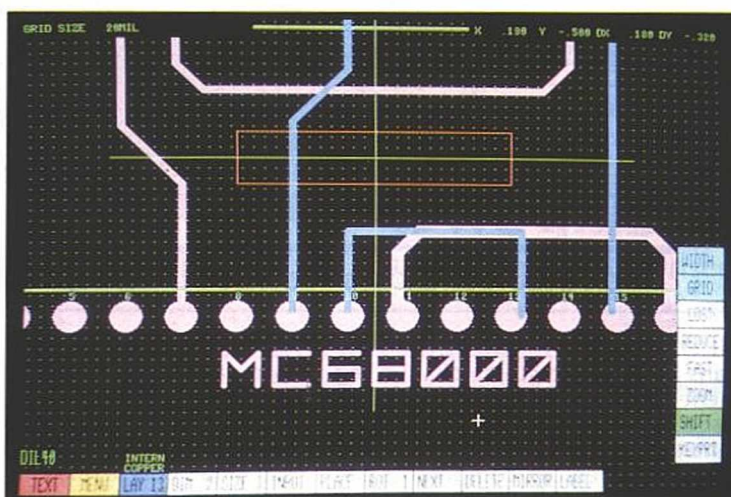
Exit  Quit  >

```


KADS-CAD LTD 3600 V1.3		Automatic Router Version RV3.X			
Parameter File : LOGIC					
Maximum Line Deviation	----- (Mil) --	75	75	100	200
Maximum Traverse Over-Shoot	- (Mil) --	0	600	600	600
Maximum Channel Width	----- (Mil) --	100	100	200	400
Minimum Traverse Segment	----- (Mil) --	0	100	100	100
Maximum No Traverses/Route	--- (0-6) --	0	2	4	6
Search Grid interval	----- (Mil) --	50	50	25	25
Minimum Clearance Gap	----- (Mil) --	11	11	11	11
Time per Pass	----- (Min) --	0	0	0	0
No of Routes Done	-----	0	0	0	0
No of Horizontal Layers	1	Router Source Layer	46		
No of Vertical Layers	1	Traverse Grid Lock	OFF		
Horizontal Layer(s)	2	Maximum Diagonal (Mil)	40		
Vertical Layer(s)	1	Route Time Limit (Min)	5		
Current Pass No	1	Alternative Power Code	7		
Maximum Pass No	4	Max Reduced Length (Mil)	1000		
G)to A)rtwork I)nit R)ead W)rite E)xit > _					

■ Les paramètres de l'autorouteur

■ Edition en gros plan du pcb.



En outre

Une fois l'ensemble du schéma et du routage terminé, vous pouvez lancer tout un ensemble d'instructions à partir de la ligne de commande. Outre les sorties Plotter sur traceur papier par la commande Plot, vous pouvez vérifier et tester vos équipotentiels, boîtiers, liaisons et composants par les commandes CHECK ou DATACHECK. Le

contrôle des isollements peut lui se faire par l'instruction GAP, ou encore on peut appeler une analyse de la densité de placement par la commande HISTOGRAM. En cas d'erreur ou de modification éventuelle, on peut relancer un nouveau cycle CIR et LAY. Une fois votre travail vérifié et validé, les sorties photoplotter sont accessibles par les commandes PHOT et EDS qui génèrent successivement les données du

phototracage et les codes associés. La commande DRILL permet quant à elle la sortie des données de perçage pour une perceuse numérique automatique. Une autre commande (OPTIMISE) permet l'optimisation de vos sorties DRILL et PHOTO. Tous ces paramètres de sortie peuvent être édités là encore par une commande SIZES, donnant accès à la table des pastilles, pistes et trous de perçages.

Comme vous le voyez, le nombre de commandes est important, et surtout permettent l'accès à vraiment toutes les données de votre étude. Il s'agit là d'un des points forts du logiciel.

CONCLUSION

Ce logiciel répond aux besoins de conception électronique de manière certaine. Sa philosophie d'utilisation est cependant assez lourde à gérer. Ceux qui ont l'habitude d'un mode graphique total risquent d'être fortement perturbés par la philosophie essentiellement textuelle de ce programme de CAO. Mais l'avantage se trouve dans la puissance de ces nombreuses commandes. Les potentialités de ce produit sont importantes, mais la prise en main demandera un investissement en temps important pour pouvoir toutes les utiliser avec leur finesse. Une fois ce travail entrepris, vous aurez de quoi produire même vos circuits les plus complexes.

La version présentée est référencée S3600 1.3 avec éditeur de schémas et routeur et est disponible à un prix de 14990 F HT. Une version réduite est cependant prévue pour la fin du premier trimestre. Celle-ci disposera des mêmes fonctionnalités mais avec un nombre de couches et de données plus réduit. Notons aussi qu'à l'origine développé pour station VAX, ce logiciel reste également disponible pour ce système.

KADS-CAD est distribué par :
ADC Informatique
12, route de Chevannes
74960 Cran-Gévrier
Tél. : 50.57.43.63

P. de CARVALHO

GARANTIE 1 AN



ROBUSTESSE GARANTIE

MULTIMETRE 4315 AVEC EN PLUS
CAPACIMETRE, DECIBELMETRE EN LECTURE
DIRECTE et 42 fonctions en
Voltmètre CC / CA - Ampèremètre CC/CA et ohmètre
livré en mallette métallique hermétique.



En vente chez : (forfait de port 35 F)

ACER Composants

42, rue de Chabrol
75010 PARIS
Tél. : 47 70 28 31
Fax : 42 46 86 29

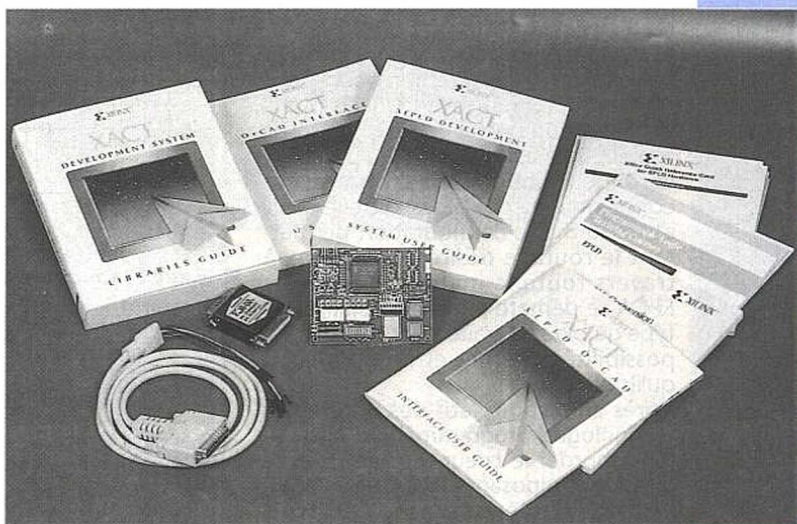
ACER Reuilly Composants

79, boulevard Diderot
75012 PARIS
Tél. : 43 72 70 17
Fax : 42 46 86 29

LE KIT DE DÉVELOPPEMENT POUR FGPA XILINX

Les composants programmables sont un des fers de lance de l'électronique moderne. Ils disposent d'infiniment plus d'avantages aussi bien dans la conception d'un produit que lors de sa production ou sa maintenance. En effet, que ce soit des microprocesseurs, microcontrôleurs, mémoires RAM, DRAM, ROM, EPROM ou encore PAL, GAL, EPLD ou FPGA, ils sont de plus en plus présents dans toute conception. Bien qu'ils soient prévus pour des traitements numériques, il est de plus en plus courant de les trouver dans des applications analogiques, car il y a toujours une partie numérique pouvant potentiellement faire appel à ce type de composants.

L'étude que nous vous proposons ici est dédiée à l'un des ténors du marché, XILINX. Cette présentation nous conduira dans de prochains numéros à des applications autour de ces composants.



L'usage de certains composants programmables s'est pratiquement banalisé, notamment les microcontrôleurs et mémoires dont vous pouvez trouver de nombreux exemples dans tous les journaux liés à l'électronique, à commencer par celui que vous tenez dans la main. L'utilisation de ces composants se résume plus à une philosophie informatique dans laquelle vous devez décrire le processus à effectuer qu'à une approche de type électronique dans laquelle vous connectez (le mieux possible !) des composants existants. L'évolution aidant, ce type même de conception est remise en cause; en effet, vous devez connaître l'existence des PAL purement combinatoires dans

lesquelles les connexions sur une matrice de portes OU ou ET sont programmables. Il vous suffit de penser votre circuit avec des portes logiques standards pour que, après une compilation du fichier décrivant vos équations, vous puissiez programmer le PAL répondant à votre brochage. Les GAL et PAL à registres comportent non seulement la matrice permettant la logique combinatoire mais aussi des blocs configurables contenant généralement un registre. Ce type de composants vous permet déjà de former de petites machines à états comme des compteurs ou des accumulateurs. Là encore, il vous suffit de décrire votre système par un ensemble de portes lo-

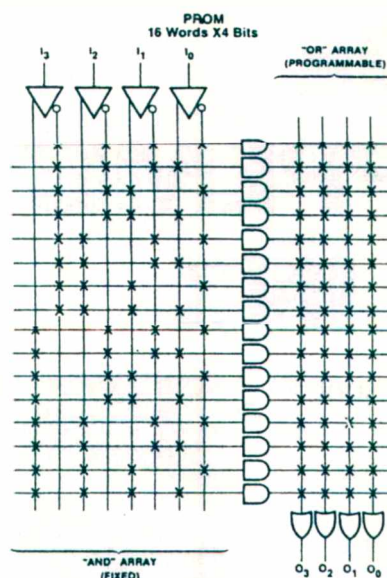
giques et de registres, pour que, muni de la bonne interface, vous puissiez programmer votre composant suivant vos désirs.

Ces composants que nous vous avons présentés sont connus et présentent tous généralement une structure du type de la figure 1. Malheureusement, une étude électronique s'accommode assez mal d'une telle structure qui ne comporte qu'un seul étage et généralement formée de peu de blocs. Lors d'une conception standard, votre structure ressemble plus à celle de la figure 2, dans laquelle les connexions entre composants se répartissent sur toute la surface du circuit. Pour satisfaire à ce type d'application, les FPGA re-

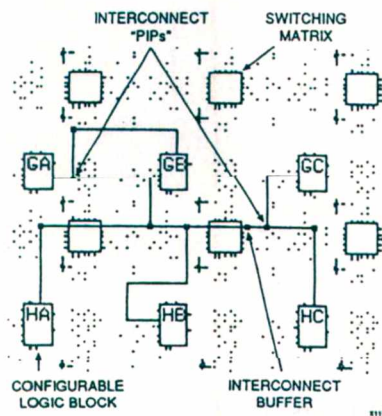
présentent actuellement la réponse apportée. En effet, on peut imaginer qu'une matrice de composants dits essentiels soit disposée dans un seul circuit. Tout comme vous procéderiez avec un circuit imprimé sur lequel se serait déjà implanté des composants électroniques, il vous faudrait effectuer le routage de celui-ci, c'est à dire connecter les bonnes entrées aux bonnes sorties des différents composants. La philosophie reste la même pour les FPGA: la matrice de composants est implantée entièrement dans un seul circuit intégré avec les différentes possibilités pour pouvoir les interconnecter entre eux. Le composant primitif est généralement composé d'un ou deux registres associés à une configuration qui lui permet une sortie simple, trois états, ou encore pour une certaine fonction de ses entrées. La connexion de ces blocs est elle aussi associée à une configuration permettant le routage désiré des signaux à travers toute la matrice. Les divers FPGA se démarquent entre eux par le type de bloc de traitement choisi et les possibilités internes et de connexion qu'ils offrent.

Après ce récapitulatif des différentes technologies programmables, nous allons aborder le coeur du sujet, c'est à dire les composants FPGA de XILINX. Ceux-ci se décomposent en trois grandes familles: les XC2XXX, XC3XXX, XC4XXX. On ne parlera pas de la série XC7XXX qui représente plutôt un assemblage de PAL dans un même boîtier et qui peuvent être connectés de manière interne par programmation. Notons cependant que la structure de ceux-ci ne les différencie pas vraiment des FPGA, chaque PAL pouvant être relié à n'importe quel autre.

Revenons plutôt à nos FPGA "classiques" XC2XXX, XC3XXX et XC4XXX. Ceux-ci comportent à peu près la même structure, et ce n'est que dans les possibilités internes qu'ils diffèrent. On peut les représenter schématiquement par la figure 3 dans laquelle vous distinguez les éléments principaux à savoir: les IOBs (Input Output Block), les CLB (Configurable Logic Block), les matrices de connexions et les lignes de transmission.



■ Figure 1 : structure d'une Pal classique.



■ Figure 2 : exemple de connexion type sur un circuit imprimé.

Les IOBs sont disposés tout autour de la matrice de CLB et sont destinés à assurer l'interface entre la logique interne et le signal extérieur. Vous pouvez voir sur la figure 4 le schéma interne de l'IOB des XC3XXX. Ils peuvent être configurés en entrée avec registre, en sortie simple, ou sortie trois états... Les CLB sont les éléments disposés sur la matrice et assurent la majeure partie du traitement interne. Leur structure se retrouve sur la figure 5 pour les

XC3XXX. Une table LookUp permet de générer une fonction quelconque de 3, ou 4 variables d'entrées, sans contrainte de temps différent pour l'une ou l'autre des configurations. Là encore la configuration du CLB peut être définie suivant plusieurs schémas: mode combinatoire simple, mode registre, une fonction de 4 ou 5 variables, deux fonctions de 3 variables... Les connexions disponibles en interne sont elles-mêmes divisées en plusieurs types:

- Les connexions à usage général.
- Les connexions directes
- Les connexions à travers des "lignes longues" parcourant toute la surface de la matrice.

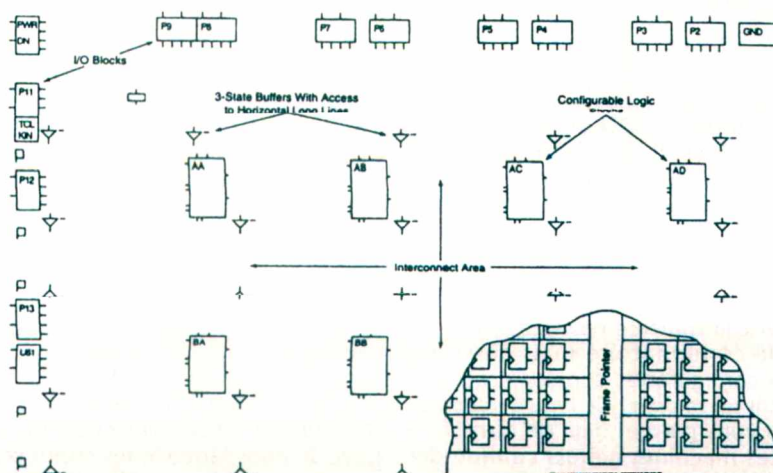
Dans chacun de ces cas, vous avez des possibilités d'interconnexion plus ou moins réduites. Les matrices d'interconnexion (figure 6) assurent la liaison entre les connexions à usage général. Les blocs disposent de connexions directes avec les blocs adjacents, et enfin les "lignes longues" permettent certains points de connexions avec les IOB ou encore les matrices de connexions. Ces matrices de connexions elles-mêmes ne disposent que d'un certain nombre de possibilités (figure 7). Une des particularités des composants XILINX se trouve dans ces différentes connexions mais aussi dans le temps de propagation différent pour chacun des types de connexion. L'importance de ces temps est cruciale pour éviter, comme nous le verrons plus loin, tout problème de synchronisme.

La programmation de ces FPGA se fait simplement par l'association d'une (EP)ROM série (figure 8) ou parallèle (figure 9) avec le composant. Celui-ci dans la phase de mise sous tension rentre dans un mode d'auto-programmation à partir des données contenues dans la ROM externe. La programmation du FPGA se produisant à chaque initialisation, il est aisée de changer de configuration par le simple remplacement de la (EP)ROM externe. Cela permet aussi d'utiliser des programmeurs simples d'(E)PROM.

LE SYSTEME DE DEVELOPPEMENT XACT.

Après ce rapide récapitulatif des possibilités des FPGA de XILINX, nous allons vous présenter le système de développement XACT qui permet de produire les données nécessaires à la programmation de ceux-ci.

Livré avec une documentation imposante, incluant le descriptif du logiciel XACT, des ponts avec d'autres systèmes comme ORCAD, on dispose de 16 disquettes haute densité à installer sur le disque dur. Il faudra donc prévoir une place suffisante, soit en l'occurrence de 45 Mo disponibles sur le disque dur (en fonction des différentes options choisies à l'installation). Après avoir installé le dongle sur le port imprimante, le système sera opérationnel. Il faudra à ce moment là configurer



■ Figure 3 : structure générale d'un FPGA.

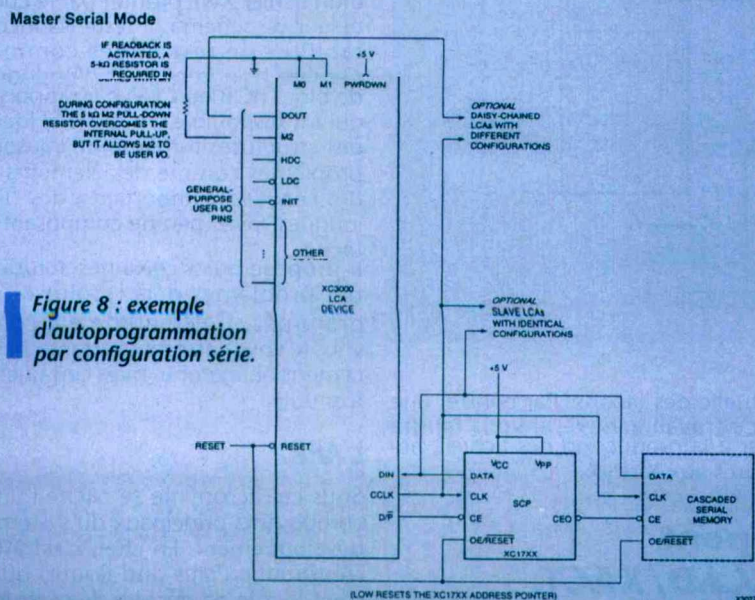
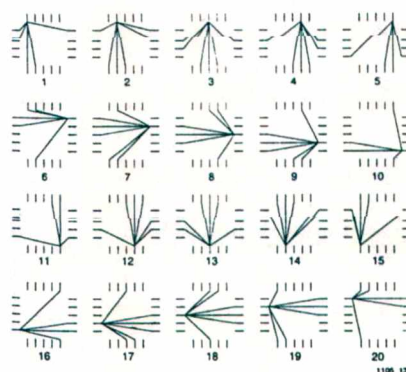
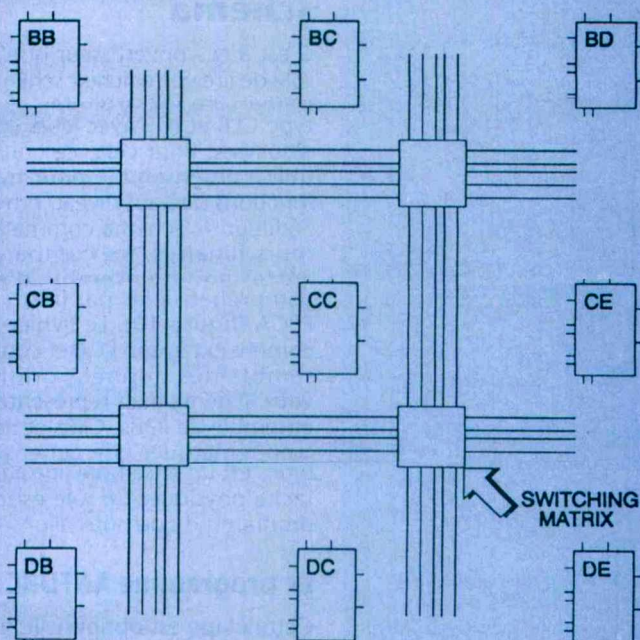
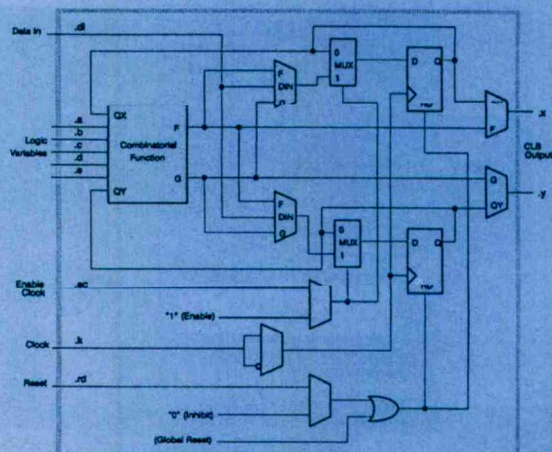
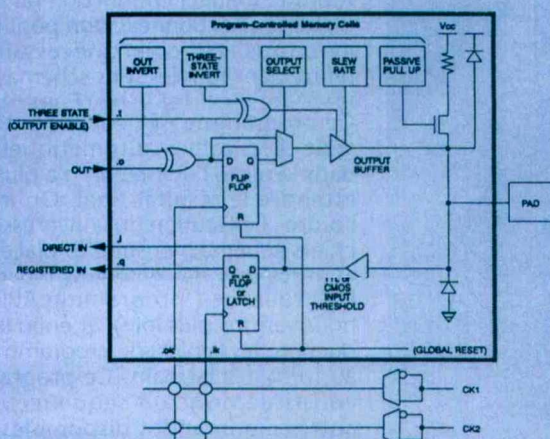
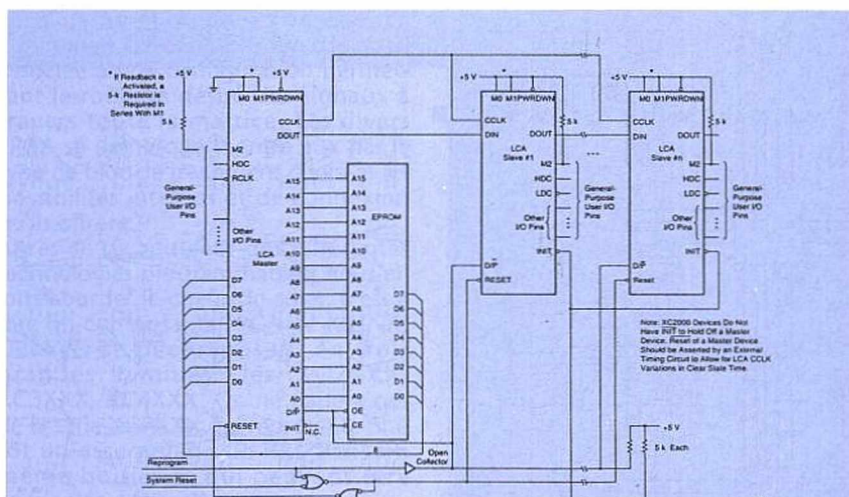
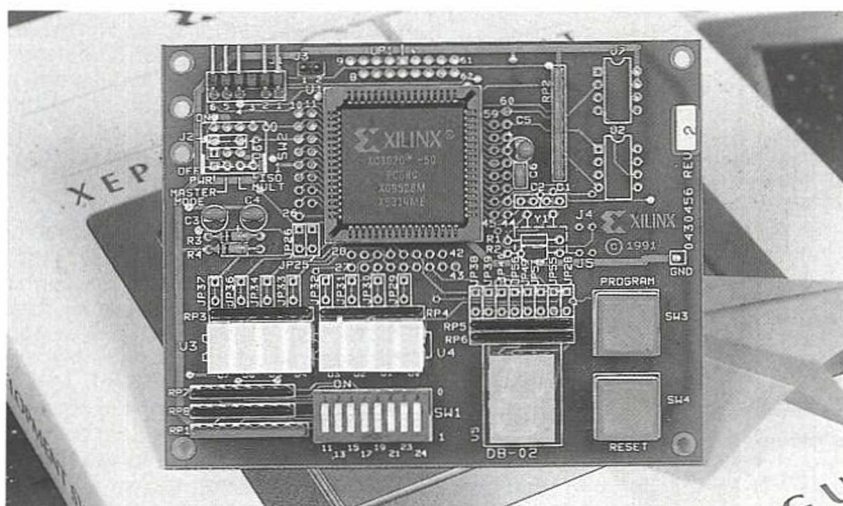


Figure 7 : les différentes possibilités de connexions d'une matrice.

rer le logiciel pour le système de CAO éditeur de schéma à utiliser. En effet, comme on l'a déjà précisé, vous pouvez utiliser votre éditeur de schéma de tous les jours (ViewLogic, Orcad, Mentor...) et concevoir votre produit avec celui-ci. Il vous est possible ensuite de produire à partir de l'éditeur de schéma les fichiers nécessaires par l'intermédiaire d'un pont livré avec XACT. Dans notre cas, nous allons prendre comme exemple celui d'Orcad.

A partir d'ORCAD.

Pour pouvoir utiliser Orcad, il suffit de créer un nouveau répertoire de travail dans ce dernier, pour que, à l'aide d'un petit fichier batch référence XDRAFT suivi d'un numéro (2 pour XC2000,3 pour XC3000,...) il configure automatiquement votre fichier de configuration Orcad. C'est là un modèle du genre dans la simplicité et la prise en main rapide. Notons tous de même qu'il faudra supprimer de votre fichier config.sys du DOS, tout appel à EMM386, les différents programmes fonctionnant avec un dos extender. Une fois cette petite routine employée, il vous suffit de produire votre schéma. Les composants auxquels vous aurez accès, et qui auront été implémentés par XDRAFT, correspondent à un ensemble de macros, c'est à dire de blocs élémentaires déjà définis par le systè-



■ Figure 9 : exemple d'auto-programmation par configuration parallèle.

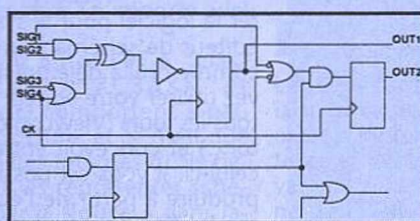
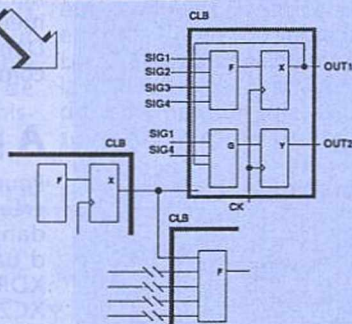


Figure 10 : exemple d'une décomposition de schéma en éléments simples du FPGA



me XACT. En effet, celui-ci aura introduit ses composants dans votre «library», et vous devrez concevoir votre étude avec ceux-ci. Mais rassurez-vous, la majeure partie d'entre eux ne sont que des représentations de composants classiques, comme des circuits TLL (LS138, LS74) ou encore des composants génériques (Multiplexeur 2,3 entrées, portes AND, OR à n entrées,...). Toute cette partie se déroule de la plus

habituelle des façons. Par contre, une fois ce travail achevé, il vous faudra passer à la production des fichiers nécessaires aux XILINX.

Le pont ORCAD/XACT.

Une fois établi votre schéma d'étude, il vous faut donc produire vos données de programmation. Pour cela, le pont

livré se trouve dans un programme XMAKE. Celui-ci en fonction du fichier d'entrée sélectionne le bon pont et délivre tous les fichiers nécessaires. Il rentre dans tous les sous-schémas pour produire aussi les fichiers appropriés. Ce programme déclenche toute une série d'écritures automatiquement, dans laquelle l'utilisateur n'a plus qu'à attendre le résultat final. On a dans l'ordre : l'exécution du convertisseur fichiers schémas, ensuite le placement automatique des différents blocs avec leur routage (programme APR que nous verrons plus loin), et enfin la production des fichiers de programmation au format bitstream. Ce programme constitue donc un séquenceur des autres commandes disponibles, que nous allons voir plus en détail.

Le convertisseur de schéma

C'est à ce convertisseur que revient le rôle de lire votre fichier schéma et de le traduire en un ensemble de blocs de type CLB et IOB avec leurs connexions associées. Pour cela, ce convertisseur utilise un ensemble pour traduire les fonctions de haut niveau provenant de l'éditeur de schéma comme les comparateurs binaires, les comparateurs et autres en un ensemble d'éléments compréhensibles par la structure du FPGA (figure 10). Le fichier produit a comme extension LCA et contient l'ensemble des données originales de votre schéma mais représentées par un ensemble de IOBs, CLBs et nets. Il faut bien remarquer que cet ensemble de blocs est un ensemble flottant, sans attache physique. Ce rôle est dévolu au programme que nous allons voir.

Le programme XNFDRC.

Cette étape est optionnelle mais fortement recommandée !. Il s'agit d'un programme qui lance une série de tests et qui s'assure de la validité ou de la «faisabilité» de votre étude. A partir d'un fichier XNF produit par le convertisseur de schéma, il teste les incompatibilités de ressources comme un nombre trop important d'horloges ou de blocs (IOB ou CLB) par rapport à ce qui est disponible. En outre, il identifie des structures à même de causer des problèmes comme des éléments avec des FAN-OUTs importants, des «lignes longues» avec peu de composants rattachés, ..

Il propose aussi certaines solutions à des problèmes déjà résolus ou programmés. Cette étape est comme vous le voyez assez importante, pas forcément obligatoire, mais certainement très utile.

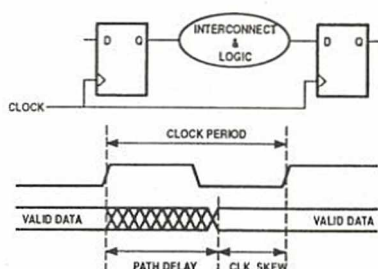
L'APR.

Sous cet acronyme se cache l'un des composants principaux du système de développement. En effet, c'est à l'APR (Automatic Place and Route) que revient le rôle de décider de la structure de votre matrice de CLB avec ses connexions. Car jusqu'à ce point là, les éléments n'étaient considérés que

comme une structure FPGA non rattachée à un composant physique. A partir du fichier généré par l'APR, la structure a été inculquée à un composant physique comme par exemple un XC2064-70PC44 désignant un FPGA de type 2064 dans un boîtier PLCC à 44 broches et avec une fréquence de fonctionnement de 70MHz. Pour ce faire, le programme, considère l'ensemble des blocs fournis dans le fichier LCA de départ et essaye de placer chaque bloc dans un bloc du composant. Diverses options sont possibles à ce point du traitement. Car certaines contraintes peuvent être imposées aussi bien au placement qu'au routage des connexions. On peut obliger ou prohiber telle entrée/sortie sur un IOB, ou encore bloquer ou interdire un groupe de CLB. La priorité des connexions et différents nets est également configurable, pour des questions de temps de propagation ou encore de ressources internes. Le routage des connexions se fait alors entre ces différents blocs, pour produire en final un fichier LCA satisfaisant. Un programme référencé APRLOOP peut récursivement faire appel à l'APR pour essayer différents types de configuration, lorsque le résultat produit par l'APR est insuffisant. Ceci se produit généralement lorsque les ressources internes du FPGA commencent à être bien remplies (80%) et que l'aide apportée par l'utilisateur à l'APR, par l'intermédiaire du fichier de contraintes, est difficile à gérer comme lorsque la compilation découle d'un éditeur de schémas. Au cas où l'APR arrive à caser l'ensemble de vos blocs et connexions dans le composant sélectionné, il vous produit un autre fichier LCA mais qui là contient bien la bonne structure rattachée à votre composant. A partir de celui-ci, il est possible de produire le fichier de programmation nécessaire au composant et ceci par l'intermédiaire d'un autre programme de fin de chaîne.

Le programme MAKEBIT et MAKEPROM

La fin de la chaîne de traitement est proche, et est représentée par le programme MAKEBIT. Comme son nom l'indique, il a pour charge de produire le fichier bitStream qu'accueillera la mémoire de configuration du FPGA sélectionné. Pour cela, il va traduire le fichier LCA produit par l'APR, en un ensemble de points de commutation chargés de sélectionner de manière interne telle ou telle configuration. Le fichier avec pour extension bit fourni en sortie, est le fichier qu'il faudra programmer dans la ROM série associée au FPGA. Ce fichier peut également servir à un autre programme nommé MAKEPROM qui, lui, produira les données nécessaires à la programmation de PROM standard au format parallèle. La possibilité est aussi offerte à MAKEBIT de produire les différents temps de propagation des routes ainsi générées pour un usage de vérification que nous verrons plus loin.



■ Figure 11 : exemple de rapport donné par XDelay.

L'interface XDM.

Tous les programmes que l'on a pu énumérer plus haut, et aussi l'XDE que l'on va voir, peuvent être lancés non seulement à partir de la ligne de commande, mais aussi à partir d'un intégrateur graphique. Celui-ci appelé XDM (XACT Design Manager) vous permet d'avoir sous la main tous les programmes, avec commande à la souris et rappel de toutes les options de chaque programme. Une aide en ligne est également disponible, qui vous permettra de rapidement situer au départ, la fonctionnalité de chaque élément. Notons qu'il est également possible de lancer votre éditeur de schéma à partir de celui-ci. Il vient s'installer dans le menu DesignEntry.

Le module XDE.

Ce programme qui n'est pas livré avec le produit que nous avons reçu, et donc que nous n'avons pas pu tester, est une autre alternative au développement à partir de l'éditeur de schéma, ou plutôt un complément à celui-ci. Le XDE (XACT Design Editor) permet de visualiser, modifier directement la matrice de CLBs, avec toutes ses interconnexions. Comme vous pouvez l'imaginer, ce travail pour puissant qu'il paraisse est notablement difficile. Il faut en effet router, configurer chaque CLB, IOB, connexion à travers la structure en n'oubliant pas les contraintes de temps, de placement et de connexions. Par contre, vous accédez réellement à toutes les possibilités du FPGA, par l'édition directe de ses composantes. Cet outil est nettement intéressant dans le cas d'un routage critique en temps de propagation, où tout routeur même pour FPGA, est loin de l'intellect humain. On pourra donc concevoir l'étude avec un éditeur de schéma classique, produire les fichiers XILINX, et ensuite rerouter les signaux critiques.

La vérification

Toute la séquence que nous vous avons décrite plus haut est la séquence parfaite, c'est à dire que tout se passe bien, sans la moindre erreur aussi bien de conception, que de placement ou routage. Malheureusement, l'erreur zéro n'existant pas, une partie du système de développement est prévue pour la vérification de votre étude. La première vérification s'effectue lors du cycle de production du fichier bitstream. Si les ressources internes du

FPGA sont insuffisantes, alors un message d'erreur vous alerte du problème constaté.

Une autre source d'erreur vient du caractère spécial des différents types de connexions inclus dans un FPGA. En effet chaque connexion disposant d'un temps de propagation différent, il peut s'avérer qu'il puisse s'introduire un certain nombre de glitches, ou encore qu'il faille valider des registres après le passage du signal utile.

Pour une vérification de ces différents temps de propagation, le programme XDELAY permet de créer une liste détaillée de tous les temps de parcours, et produit une analyse du circuit avec l'estimation des performances pour chaque horloge de la structure (figure 11).

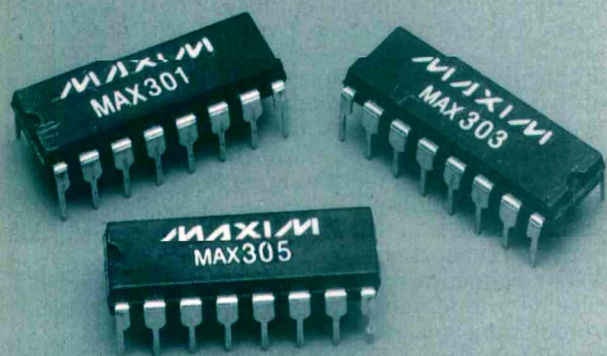
Un programme LCA2XNF permet à partir du fichier LCA programmé dans le composant, de produire les données nécessaires pour un simulateur logique (comme ceux de ViewLogic, Orcad). Il vous permet de resimuler votre étude avec les temps de propagation des composants FPGA. Un autre programme dénommé BAX (pour Back Annotation Program) permet la rétro-annotation dans le schéma original, afin de visualiser à partir du simulateur logique les temps de propagations, mais directement dans le schéma de départ.

Le hardware

Le kit de développement est fourni avec une petite plaque d'essais comportant entre autres un support pour FPGA de la série XC3020 ou XC2064, associé à un ensemble d'afficheurs, LED, interrupteurs en boîtier DIL, et boutons poussoir. Ce mini-kit est destiné à la pratique de ces FPGA qui n'est pas dans la philosophie immédiate de tout électronicien. La programmation se fait directement à partir d'un câble relié sur le port série d'un PC. Tout cycle de programmation (E)PROM est donc évité et permet une visualisation directe de votre test.

Conclusion

Comme vous avez pu le remarquer, cet ensemble de développement se veut résolument professionnel. L'utilisation des FPGA nécessite des outils appropriés, mais autorise d'énormes possibilités. Cela ne veut pas dire inaccessible, et nous aurons certainement l'occasion de vous fournir dans de prochains numéros des applications utilisant de tels composants. Ne vous effrayez pas, il ne vous faudra pas obligatoirement posséder le système de développement, un simple programmeur d'EPROM tout bête sera suffisant. Nous vous fournirons en effet le fichier binaire nécessaire à la production de la PROM de configuration. Comme vous le voyez, nous ne ménageons pas nos efforts pour vous informer sur les technologies les plus récentes actuellement sur le marché.



Commutateurs

analogiques rapides

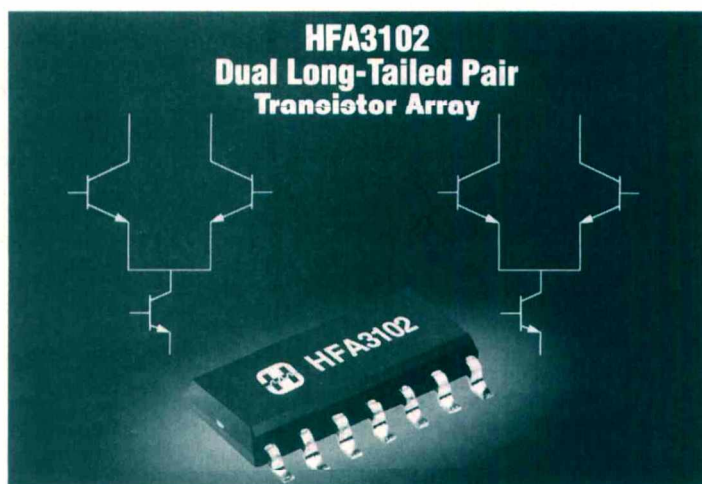
Les MAX 301/303/305 sont des doubles commutateurs analogiques de précision. Ils sont configurés comme suit : MAX 301 SPST normalement fermés, MAX 305 DPST normalement fermés et MAX 303 SPDT, un normalement ouvert et un normalement fermé. Contrairement aux commutateurs classiques, la résistance ON (35 ohms max.) reste constante à ± 3 ohms sur toute la plage de signal d'entrée. A l'intérieur d'un même boîtier, les résistances ON sont appairées à ± 2 ohms max.

Ces commutateurs ont en outre de très faibles courants de fuite (< 250 pA à $+25^\circ\text{C}$ et < 6 nA à $+85^\circ\text{C}$) et des commutations rapides ($T_{\text{ON}} < 150$ ns, $T_{\text{OFF}} < 100$ ns).

Les MAX 301/303/305 sont présentés en boîtier 20 broches PLCC et 16 broches DIP et SO étroit, dans les gammes de température civile (0 à 70°C), industrielle étendue (-40 à $+85^\circ\text{C}$) et militaire (-55 à $+125^\circ\text{C}$).

Maxim France

150, avenue Joseph-Kessel
78960 Voisins-le-Bretonneux
Tél. : (33) 1 30 60 91 60
Fax : (33) 1 30 64 73 48



Paire différentielle

5 GHz, Harris

Harris Semiconductor présente un nouveau circuit intégré amplificateur différentiel double à 5 GHz en silicium pour applications de conversions en radiofréquences (RF) et fréquences intermédiaires (FI). Référencé **HFA3102**, ce produit destiné aux systèmes de transmission sans fil constitue une alternative extrêmement intéressante aux solutions discrètes, aux circuits intégrés en arsénure de gallium (AsGa) et aux deux autres circuits monolithiques de sources différentes actuellement disponibles. Les applications d'émission/réception sans fil de ce nouveau circuit, réseau de paires différentielles avec source de courant intégrée, portent notamment sur les mélangeurs symétriques simples et les circuits de contrôle automatique du gain (CAG) utilisés dans les amplificateurs RF ou les premiers amplificateurs à fréquence intermédiaire, les multiplicateurs et les oscillateurs locaux. Les applications finales couvrant la téléphonie cellulaire aux standards GSM, CT-1 et CT-2, les modems fax sans fil et les produits d'informatique « nomades » tels que les systèmes d'enregistrement des données à distance. Le HFA3102 constitue une alternative 100 % compatible en termes

de brochage avec la référence UPA102G de NEC qui est le composant en silicium le plus couramment utilisé dans ce type d'applications, et ce, à un coût 40 % inférieur.

De plus, le HFA3102 affiche une fréquence de coupure transistor de 10 GHz. Harris propose également des modèles SPICE et des données de conception plus complètes (paramètres S spécifiques aux radiofréquences présentant une importance capitale pour les concepteurs d'applications RF). Le seul autre amplificateur différentiel double en silicium disponible sur le marché est proposé par Plessey et présente un brochage propre et des performances inférieures ($f_T = 5$ GHz ; produit gain x bande réelle non spécifiée).

Le circuit HFA3102 est le premier circuit intégré RF/FI silicium offrant un brochage standardisé. Jusqu'à présent, les circuits intégrés pour applications RF/FI, y compris en AsGa, possédaient en effet un brochage particulier. Aucun produit directement compatible n'était disponible.

En raison du potentiel de réduction des coûts système, les circuits RF/FI en silicium favorisent véritablement l'émergence de systèmes de transmission sans fil et ce pour les raisons suivantes : coût inférieur, plus grande facilité de conception et niveau d'intégration supérieur pour un degré de chaleur inférieur par rapport aux solutions dis-

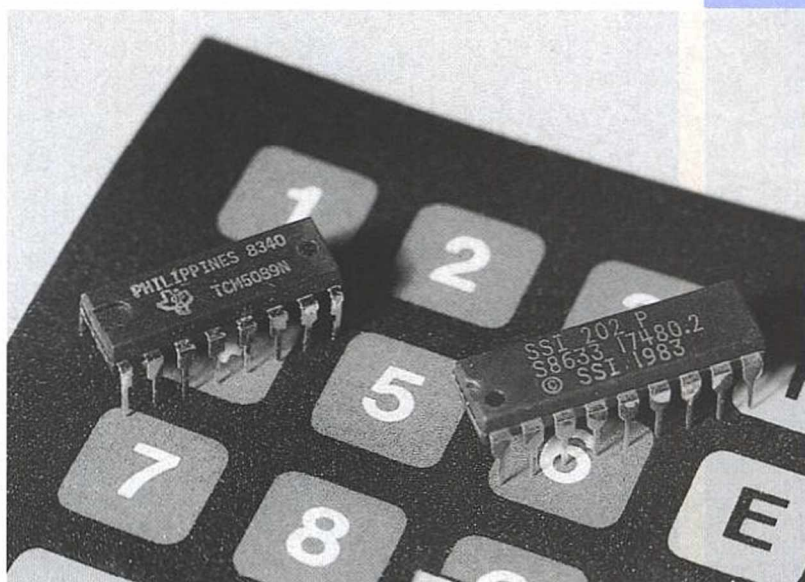
crètes et en AsGa. Ceci est notamment vrai des téléphones sans fil et des systèmes de calcul portables. Par exemple, l'un des principaux avantages des circuits frontaux silicium comme le HFA3102 par rapport aux approches discrètes est l'équilibrage des transistors et la correspondance entre h_{FE} et V_{bc} en fonction des différents gradients de température. Ces deux avantages trouvent leur origine dans le fait que les transistors du circuit intégré sont fabriqués sur le même substrat. Ceci signifie que les concepteurs peuvent utiliser des circuits intégrés en silicium et éliminer le temps de conception consacré à l'adaptation et à la caractérisation manuelle de chaque transistor. L'utilisation de circuits intégrés au lieu de composants discrets simplifie par ailleurs la conception, réduit l'espace requis sur la carte et améliore la fiabilité.

PRINCIPALES SPECIFICATIONS

Chaque HFA3102 contient deux amplificateurs différentiels NPN avec transistors de source de courant intégrés. Dans cette configuration, les émetteurs de chaque transistor de chaque amplificateur différentiel sont connectés au collecteur d'un troisième transistor NPN. Cette structure est fréquente sur les amplificateurs haute fréquence. Sur les HFA3102, la fréquence de coupure est de 10 GHz et le produit gain x bande (fréquence utile maximale) de chaque amplificateur est de 5 GHz. De telles caractéristiques destinent particulièrement ces produits aux applications de téléphonie cellulaire où la fréquence porteuse varie entre 900 MHz et 5 GHz. Le gain en courant (h_{FE}) est égal à 70 avec une adaptation entre transistors de ± 10 %. Le facteur de bruit de chaque transistor est de 3,5 dB. Le facteur de bruit permet de comparer le rapport signal/bruit en sortie au rapport signal/bruit en entrée. Il est exprimé en dB. Le courant de coupure collecteur I_{CBO} est de seulement 10 nA. Le courant de fuite collecteur est inférieur à 0,01 nA. Le faible coût du produit Harris est lié à l'utilisation de la technologie bipolaire complémentaire UHF-1 à autosoudage des tranches de silicium. Cette filière « maison » mise en œuvre depuis deux ans améliore l'efficacité et la densité d'intégration des transistors.

UN CIRCUIT DE DÉCODAGE POUR COMMANDES DTMF

Les tonalités audibles codées sont extrêmement utilisées pour la télécommande et l'identification à distance via des supports de communication prévus pour la parole (réseau téléphonique commuté, voies radio, ou même cassettes magnétiques).



Le codage le plus populaire est évidemment le DTMF, c'est-à-dire les seize paires de fréquences des claviers téléphoniques modernes, mais il ne faut pas oublier les systèmes à fréquences simples utilisés en appel sélectif (ZVEI, CCIR, etc.)

La reconnaissance des tonalités proprement dites est généralement confiée à des composants spécialisés, mais celle des «codes confidentiels» propres à chaque application doit être traitée à part.

A mi-chemin entre la «serrure» en logique câblée et le microcontrôleur spécialement programmé, la réalisation d'un composant spécifique à partir d'un PAL ou d'un EPLD simple s'avère particulièrement intéressante.

Reconnaître des suites de quartets

La plupart des circuits intégrés récepteurs de tonalités délivrent un code à quatre bits (autrement dit un quartet) pour chacune des seize combinaisons (ou moins) qu'ils sont amenés à reconnaître. Toute identification d'une combinaison valide, quelle qu'elle soit, est par ailleurs signalée par le changement d'état d'une broche séparée (DV). A titre d'exemple, la figure 1 reproduit une affectation de ces quatre bits couramment utilisée dans les décodeurs

DTMF (par exemple le SSI 202 ou SSI 75T202 de SILICON SYSTEMS, bien connu de nos lecteurs).

On remarquera qu'il diffère quelque peu du BCD ou de l'hexadécimal courant, notamment au niveau du codage de la touche «zéro».

Le circuit intégré que nous nous proposons de créer, dont la figure 2 schématise le brochage, devra être capable de reconnaître deux codes distincts, composés chacun de trois quartets consécutifs. Ramené au niveau d'un clavier téléphonique, cela correspondra tout simplement à la composition de deux codes à trois chiffres.

L'un pourra être affecté à une fonction «marche» et l'autre à une fonction «arrêt», mais tout autre usage est bien entendu possible (par exemple la transmission de deux signaux différents en radiomessagerie simple).

Outre les quatre entrées et leur horloge «DV» pour les données en provenance du CI récepteur, notre composant PG3030 possèdera naturellement deux sorties A et B (actives au niveau haut), deux entrées séparées pour la remise à zéro des sorties A et B, et deux entrées de validation de ces mêmes sorties (elles aussi actives au niveau haut). Moyennant des interconnexions

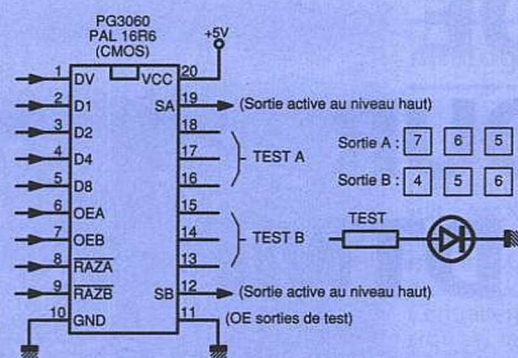


Figure 2

```

title (SERRURE DTMF)
include p16r6;
define b0= (!pin4 & !pin5);
define b1= (!pin3 & !pin2);
define b2= (!pin3 & !pin2);
define b3= (!pin3 & !pin2);
define b4= (!pin3 & !pin2);
define b5= (!pin3 & !pin2);
define b6= (!pin3 & !pin2);
define b7= (!pin3 & !pin2);
pin19.oe= pin6;
pin12.oe= pin7;
!pin12=
: pin13.q
: pin14.q
: pin15.q
!pin19=
: pin16.q
: pin17.q
: pin18.q
pin13.d=
: pin13.q & pin2 & pin14.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & pin3 & !pin15.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & !pin2 & !pin15.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & !pin2 & pin14.q & pin15.q
: pin4
: pin9
: pin5
pin14.d=
: pin14.q & !pin3 & pin13.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin14.q & pin2 & pin13.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin14.q & !pin2 & pin13.q & pin15.q
: pin4
: pin9
: pin5
pin15.d=
: pin15.q & pin13.q & pin14.q & !pin2
: pin15.q & pin13.q & pin14.q & !pin3
: pin4
: pin9
: pin5
pin16.d=
: pin16.q & !pin2 & pin17.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & !pin3 & !pin18.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & pin2 & !pin18.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & pin2 & pin17.q & pin18.q
: pin4
: pin8
: pin5
pin17.d=
: pin17.q & pin3 & pin16.q & !pin18.q & pin8 & !pin5
: pin17.q & !pin2 & pin16.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin17.q & pin2 & pin16.q & pin18.q
: pin4
: pin8
: pin5
pin18.d=
: pin18.q & pin16.q & pin17.q & pin2
: pin18.q & pin16.q & pin17.q & pin3
: pin4
: pin8
: pin5

```

Figure 3

```

pin19.oe=
: pin6
pin12.oe=
: pin7
!pin12=
: pin13.q
: pin14.q
: pin15.q
!pin19=
: pin16.q
: pin17.q
: pin18.q
pin13.d=
: pin13.q & pin2 & pin14.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & pin3 & !pin15.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & !pin2 & !pin15.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin13.q & !pin2 & pin14.q & pin15.q
: pin4
: pin9
: pin5
pin14.d=
: pin14.q & !pin3 & pin13.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin14.q & pin2 & pin13.q & pin9 & !pin5 & pin4
: pin14.q & !pin2 & pin13.q & pin15.q
: pin4
: pin9
: pin5
pin15.d=
: pin15.q & pin13.q & pin14.q & !pin2
: pin15.q & pin13.q & pin14.q & !pin3
: pin4
: pin9
: pin5
pin16.d=
: pin16.q & !pin2 & pin17.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & !pin3 & !pin18.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & pin2 & !pin18.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin16.q & pin2 & pin17.q & pin18.q
: pin4
: pin8
: pin5
pin17.d=
: pin17.q & pin3 & pin16.q & !pin18.q & pin8 & !pin5
: pin17.q & !pin2 & pin16.q & pin8 & !pin5 & pin4
: pin17.q & pin2 & pin16.q & pin18.q
: pin4
: pin8
: pin5
pin18.d=
: pin18.q & pin16.q & pin17.q & pin2
: pin18.q & pin16.q & pin17.q & pin3
: pin4
: pin8
: pin5

```

Figure 4

Digit	Hexadecimal			
	D8	D4	D2	D1
1	0	0	0	1
2	0	0	1	0
3	0	0	1	1
4	0	1	0	0
5	0	1	0	1
6	0	1	1	0
7	0	1	1	1
8	1	0	0	0
9	1	1	0	1
0	1	1	1	0
*	1	0	1	1
#	1	1	0	0
A	1	1	0	1
B	1	1	1	0
C	1	1	1	1
D	0	0	0	0

Figure 1

simples, cela permettrait entre autres possibilités de faire interagir les deux sorties l'une sur l'autre selon des modalités variées, ou tout simplement de

procéder à une RAZ «propre» lors de la mise sous tension (à l'aide d'un simple réseau RC).

Six broches «de test» commandées par une entrée de validation indépendante (/OE) pourront servir à visualiser le cycle décrit par les six bascules du PAL 16R6 servant de base à notre développement.

Nous avons en effet choisi d'affecter une bascule individuelle à chacune des trois étapes de la composition de chacun des deux codes, et une fonction combinatoire à la détection d'un triple niveau haut sur chaque groupe de bascules.

La capacité du 16R6 est ainsi bien rentabilisée, ce qui n'est pas si fréquent en matière de PAL!

Si on fait coïncider les poids binaires des entrées du PG3030 et du récepteur DTMF, le code de la sortie A est «765» et celui de la sortie B «456».

Il n'est toutefois nullement interdit de «croiser» certaines lignes de données, pour arriver par exemple à «206» et «B60», ou «153» et «735», ou encore «236» et «763».

Evidemment, toute réception d'un chiffre ne faisant pas partie de l'un ou l'autre des deux codes remet l'ensemble des bascules à zéro, assurant une sécurité que l'on peut considérer comme satisfaisante pour les applications les plus courantes.

Développement sous Prolog

Partant de ce cahier des charges, il est particulièrement commode d'utiliser un «compilateur logique» pour développer le schéma que l'on programmera dans le PAL 16R6 pour en faire un PG3030.

Rappelons que ce logiciel, dont une version limitée à ses propres références a été diffusée gratuitement par TEXAS INSTRUMENTS (nous l'offrons maintenant en téléchargement), accepte une description du système logique à créer sous la forme de tables de vérité, d'équations booléennes, ou de diagrammes d'état.

Dans notre cas, c'est une combinaison de ces deux dernières techniques qui nous a servi à écrire le «code-source» de la figure 3.

Il pourra éventuellement être modifié par ceux de nos lecteurs dont les besoins diffèrent peu ou prou de ce que peut faire le PG3030: c'est l'un des gros avantages des «réseaux logiques programmables»...

Sauvegardé sur disque sous le nom «SERDTMF.PLd», il pourra être soumis à PROLOGIC en tapant simplement «LC SERDTMF».

Le résultat de ce traitement est le jeu d'équations «minimisées» de la figure

SERRURE DTMF

p16r6 revision 89.2.11

	0123	4567	8901	1111	1111	2222	2222	2233
0	----	----	----	----	X----	----	----	----
1	----	----	----	----	X----	----	----	----
2	----	----	----	----	X----	----	----	----
3	----	----	----	----	X----	----	----	----
4	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
5	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
6	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
7	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
8	X----	----	X----	----	X----	----	----	----
9	----	X----	----	X----	X----	----	----	----
10	----	----	X----	----	X----	----	----	----
11	----	----	----	----	----	X----	----	----
12	----	----	----	X----	----	----	----	----
13	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
14	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
15	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
16	----	X-X-	----	X-X-	----	X----	----	----
17	X----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
18	X----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
19	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
20	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
21	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
22	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
23	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
24	X----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
25	----	XX-X	----	X-X-	----	X----	----	----
26	X----	X-X-	----	X-X-	----	X----	----	----
27	X----	X-X-	----	X-X-	----	X----	----	----
28	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
29	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
30	----	----	X-X-	X-X-	----	X----	----	----
31	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
32	X----	----	----	----	X----	X----	X----	----
33	----	X----	----	----	X----	X----	X----	----
34	----	X----	----	----	X----	X----	X----	----
35	----	----	----	----	X----	X----	X----	----
36	----	----	X----	----	X----	X----	X----	----
37	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
38	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
39	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
40	----	X----	X----	X----	----	X----	X----	----
41	X----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
42	X----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
43	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
44	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
45	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
46	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
47	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
48	X----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
49	----	X----	X----	X----	----	X----	X----	----
50	X----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
51	X----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
52	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
53	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
54	----	----	X----	X----	----	X----	X----	----
55	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
56	----	----	----	----	X----	----	----	----
57	----	----	----	----	X----	----	----	----
58	----	----	----	----	X----	----	----	----
59	----	----	----	----	X----	----	----	----
60	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
61	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
62	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
63	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX	XXXX
pin2	3	4	5	6	7	8	9	
pin1	18	17	16	15	14	13	11	

Legend:

```

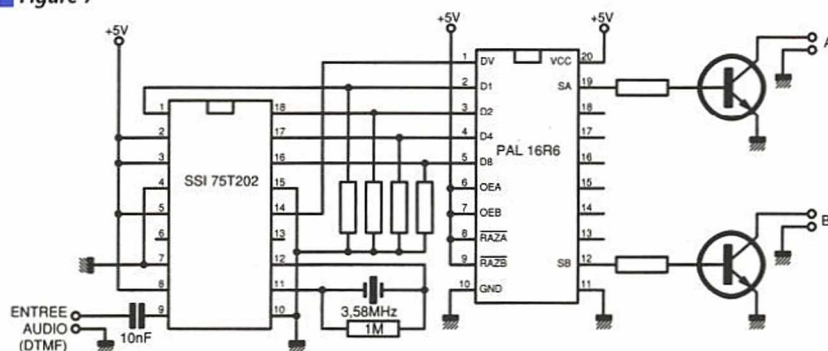
X : Cell intact      (JEDEC 0)
- : Cell programmed (JEDEC 1)

X- : True input term, Complement register term
--X: Complement input term, True register term
XX : Any XX pair in a product term yields product term LOW.
-- : No input term (don't care). A product term comprised
entirely of -- yields product term HIGH.

```

Figure 5

Figure 7



SERRURE DTMF

p16r6 revision 89.2.11

```

*#N_csidp16r6
*QF20
*QF2048
*FO
*LO000 111111111111110111111111111111
*LO032 111111111111111011111111111111
*LO064 111111111111111011111111111111
*LO096 111111111111111011111111111111
*LO256 011111111111111011111111111111
*LO288 111101101111111011111111111111
*LO320 111111111111111011111111111111
*LO352 111111111111111111111111111111
*LO384 111111111111111011111111111111
*LO512 111101011111010111111111111111
*LO544 111111111111010101111111111111
*LO576 011111110111011101111111111111
*LO608 111111111111011111111111111111
*LO640 111101111111111111111111111111
*LO672 111111111111111011111111111111
*LO768 111111110110101011111111111111
*LO800 111111001011111010111111111111
*LO832 011111101011101011111111111111
*LO864 011111110111011101111111111111
*LO896 111111111111111011111111111111
*LO928 111111111111111111111111111111
*LO960 111111111111111011111111111111
*L1024 101111111111111111111111111111
*L1056 111110111111111111111011101111
*L1088 111111111111111011111111111111
*L1120 11111111111111111111111111111011
*L1152 111111111111111011111111111111
*L1280 11111011011101111111111111100111
*L1312 10111111101111011111111111100111
*L1344 10111111111111111111101101101111
*L1376 11111111110111111111111111111111
*L1408 1111111111111111111111111111110111
*L1440 11111111111111101111111111111111
*L1536 01111111101110111111111111100111
*L1568 1111011111111110111111111111001111
*L1600 10111111011101111110111111100111
*L1632 10111111111111111111101111101111
*L1664 11111111110111111111111111111111
*L1696 1111111111111111111111111111110111
*L1728 11111111111111101111111111111111
*L1792 11111111111111111111111111111111
*L1824 1111111111111111111111111111101111
*L1856 1111111111111111111111111111101111
*L1888 11111111111111111111101111111111
*CF72D
*F7A3D

```

■ **Figure 6**

4, et le «plan des fusibles» de la figure 5.

Il reste donc à câbler ce schéma au moyen d'un programmeur approprié.

Le transfert sur silicium

Le fichier JEDEC de la **figure 6** (SERDTMF.JED) permet de programmer n'importe quelle version de PAL 16R6: depuis le TIBPAL 16R6 (bipolaire) jusqu'au TICPAL 16R6 (CMOS) de TEXAS INSTRUMENTS, en passant par le PALC 16R6 de CYPRESS (distribué par NEWTEK) si on souhaite utiliser le programmeur ultra-simple dont les plans se trouvent dans notre ouvrage **COMPOSANTS ELECTRONIQUES PROGRAMMABLES** (ETSF éditeur).

Mais on peut aussi faire appel à des EPLD universels à 20 broches, pourvu qu'ils soient capables d'émuler le 16R6

Tel est le cas, entre autres, du PEEL 18CV8 d'ICT, qui peut être programmé avec le fichier JEDEC SERDTMF.JEX et de l'EP320 d'ALTERA qui nécessite pour sa part le fichier JEDEC SERDTMF.JEA, tous deux disponibles sur notre serveur.

Il ne reste maintenant plus qu'à mettre à contribution ce composant exclusif, par exemple dans un schéma inspiré de celui de la **figure 7**.

Mais attention, les PAL sont des composants très rapides: il faudra soigner tout particulièrement les découplages!

Interface série 3V

complète fonctionnant à 250 kbps

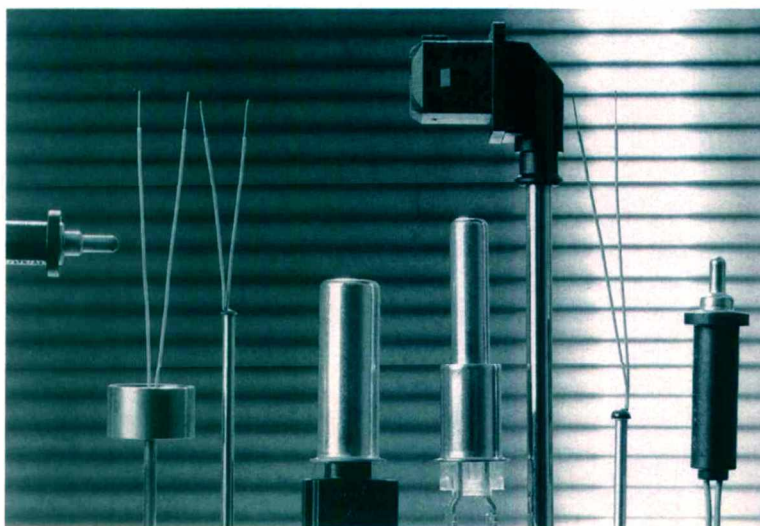
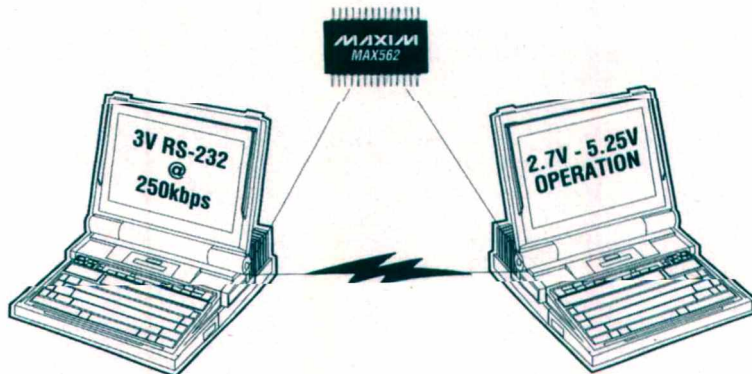
Maxim vient d'introduire le MAX 562 qui est un ensemble à 3 émetteurs/5 récepteurs supportant des vitesses de communication de 250 kbps. Avec un slew-rate minimum garanti de 4 V/ μ s, le MAX 562 est le transmetteur le plus rapide convenant parfaitement aux ordinateurs notebook et palmtop. Sa conformité avec la norme EIA/TIA 562 garantit la compatibilité avec les ports RS-232.

Le MAX 562 fonctionne de 2,7 V à 5,25 V, permettant son utilisation dans les systèmes à double alimentation 3 V/5 V. En mode veille, il ne consomme que 60 μ A, bien que les cinq récepteurs restent actifs. Dans ce mode, le

MAX 562 peut surveiller cinq lignes, chacune avec un débit de 20 kbps. En mode veille complète, il ne consomme que 10 μ A ; en fonctionnement normal, il consomme 40 mW (contre 75 mW pour les circuits 5 V).

Le MAX 562 simplifie l'implantation

grâce à son brochage à entrées/sorties alignées. Il est présenté dans un boîtier 28 broches SO et SSOP (le SSOP est 60% plus petit que le SO standard) et est disponible dans les gammes de température civile (0 à 70°C) et industrielle étendue (-40 à +85°C).



Thermistances

céramique et Capteurs

pour applications

spécifiques

Que ce soit pour la surveillance thermique, la protection contre la surchauffe ou la détection des niveaux, les thermistances (CTN/CTP) de Siemens Matsushita Components (S+M) offrent des applications extrêmement variées. Ces thermistances en céramique interviennent par exemple dans les appareils électroménagers, dans les moteurs automobiles, dans les équipements de climatisation ou de télécommunication. Outre sa gamme complète de thermistances CMS, S+M Components propose à partir de thermistances CTN à tolérances thermiques définies, des capteurs thermiques précis et des capteurs de températures préconfectionnés spécifiquement pour des clients. Dans le cas des thermistances CTP, la

gamme des produits comprend des sécurités pour moteurs, des détecteurs de surcharge ainsi que des détecteurs de niveau.

Dans le domaine des ferrites et des accessoires, il faut signaler les pots de fort volume et les coupelles uniques destinées aux capteurs de proximité et à la transmission d'énergie sans contact, ainsi qu'un nouveau matériau ferrite avec addition de plastique.

Les thermistances CTN de S+M Components peuvent, suivant les souhaits du client, être livrées en boîtier de métal, de verre ou de plastique, avec enrobage époxy ou projection plastique. Les montures et les broches peuvent également être conçues en fonction des données de l'utilisateur. L'avantage est que l'élément sensible et le boîtier proviennent d'un seul et même fournisseur. La précision de mesure des capteurs peut atteindre jusqu'à 0,05 K ; le temps de réponse, par exemple pour des capteurs de température de l'eau, est inférieur à deux secondes.

Un capteur de niveau CTP (D1010) en version inoxydable et à montage facile a été spécifiquement mis au point

pour les environnements rigoureux. Le boîtier résistant à la corrosion peut supporter les attaques des carburants, des lessives, des solvants et des liquides faiblement acides, ainsi que des pressions de 25 bars. Sur la plage des tensions admissibles de 10 à 20 V, l'analyse exploite le courant résiduel du capteur, c'est-à-dire que la chaleur prélevée est directement proportionnelle au courant qui circule.

Pour la protection des moteurs et des machines, S+M Components propose des thermistances CTP en versions simple et triple, avec des températures nominales de réponse comprises entre 60 et 180 °C et des échelons de 10 K. Toutes les versions offrent la résistance à la tension d'essai de 2,5 kV et sont conformes aux normes DIN 44081/44082. Il existe des versions spéciales pour applications spécifiques.

Dans le secteur des ferrites, S+M Components a mis au point un nouveau matériau avec addition de plastique, le composite ferrite-polymère (Ferrite Polymer Composite, FPC). Par rapport au matériau ferrite pur, celui-ci se caractérise par une grande stabilité dimensionnelle (retrait inférieur à 0,5 %), un large spectre de fréquences (jusqu'à 10 MHz) et de faibles pertes dans le bobinage. Autre nouveauté dans la gamme des produits, les pots ferrite de gros volume (diamètre de 150 mm). Sous la forme de coupelles uniques pour capteurs de proximité inductifs, ils autorisent des distances de réponse nettement supérieures ; sous la forme de coupelles pour la transmission d'énergie sans contact, il est possible d'atteindre des puissances de 120 kW. Pour la dimension normalisée M12X1 destinée aux capteurs de proximité, il existe en outre des carcasses pour taille de pot 8,4 x 3 mm qui autorisent l'automatisation des processus.

S+M
Siemens Matsushita
Components
39-47, Bd Ornano
93527 St-Denis Cedex

Omnilab : système de test et mesure multifonctions

Conçu par Orion Instruments, et proposé en France en exclusivité par BSO France, Omnilab est un véritable laboratoire de test et de mesure intégré dans un seul système.

Omnilab rassemble en un seul appareil différentes fonctions, dont un oscilloscope à mémoire numérique, un analyseur logique, un générateur de fonctions et de patterns, etc.

Connecté à un simple PC via une liaison spécialisée fournie avec l'équipement, Omnilab bénéficie ainsi de la souplesse d'utilisation liée au micro-ordinateur : multi-fenêtrage, souris, clavier, etc. et surtout de la puissance et de la qualité d'affichage de l'écran VGA couleur, très appréciable en mode oscilloscope ou analyseur logique.

Les différentes fonctions de l'Omnilab peuvent être utilisées simultanément, et comprennent :

- Oscilloscope à mémoire numérique, 2 voies, disposant d'une bande passante de 0 à 100 MHz, d'une profondeur mémoire de 16 à 384 K et d'un changement de gamme automatique. L'affichage se fait sur l'écran VGA et comprend des informations complémentaires telles que la tension, la fréquence, la base de temps, etc.
- Analyseur logique 48 ou 96 voies, bénéficiant d'une mémoire de 16 à 384 K, détection de parasites et de transitoires jusqu'à 5 ns, sonde de désassemblage.
- Générateur de patterns, 24 sorties TTL, précision de 0,01 % contrôlé par quartz.
- Base de temps d'une précision de 0,01 % (quartz).
- Mesure de circuits RLC à calibrage automatique.
- Fréquence-mètre 60 Hz à 500 MHz à calibrage automatique, et d'une précision de 0,02 %

Outre ces fonctions de base, Omnilab intègre également un système de déclenchement sur événements analogiques ou numériques. Il peut être interfacé directement sur un bus GPIB (IEEE 488) ou commandé par script (scénario de programme de test).

Accessoires EDI pour composants VLSI

BSO France propose les accessoires et adaptateurs EDI, destinés au test et à la mise au point des composants VLSI. Riche de plus de 10 000 références, l'éventail proposé comprend différents adaptateurs et connecteurs pour l'instrumentation et le prototypage et accepte les technologies QFP, PLCC, LCC, PGA, DIL, DIP, SOI, SOIC, etc.

Une très large palette de solutions est proposée pour le prototypage de toutes sortes d'applications : adaptateurs pour cartes à wrapper, réhausseurs, inverseurs, adaptateurs avec rotation. Destinée également à l'instrumentation, la gamme d'adaptateurs EDI convient aux émulateurs, analyseurs logiques, testeurs, programmeurs de mémoires, de laboratoire ou de production.

Grâce à un outil de production très souple, des solutions spécifiques peuvent être réalisées sur cahier des charges, dans des délais très courts, et à des prix restant très bas.

BSO France S.A.
64, rue Claude Chappe
78370 Plaisir
Tél. (1) 30 54 22 22

Diodes supresseuses en puces hermétiques

VMI représentée en France par CP ELECTRONIQUE, annonce la commercialisation de diodes supresseuses de transitoires sous formes de puces hermétiques passivées ou sous encapsulation verre sans cavité.

Ces diodes sont disponibles en versions 600 W (puce de 2,29 mm²) et 1500 W (puce de 3,18 mm²).

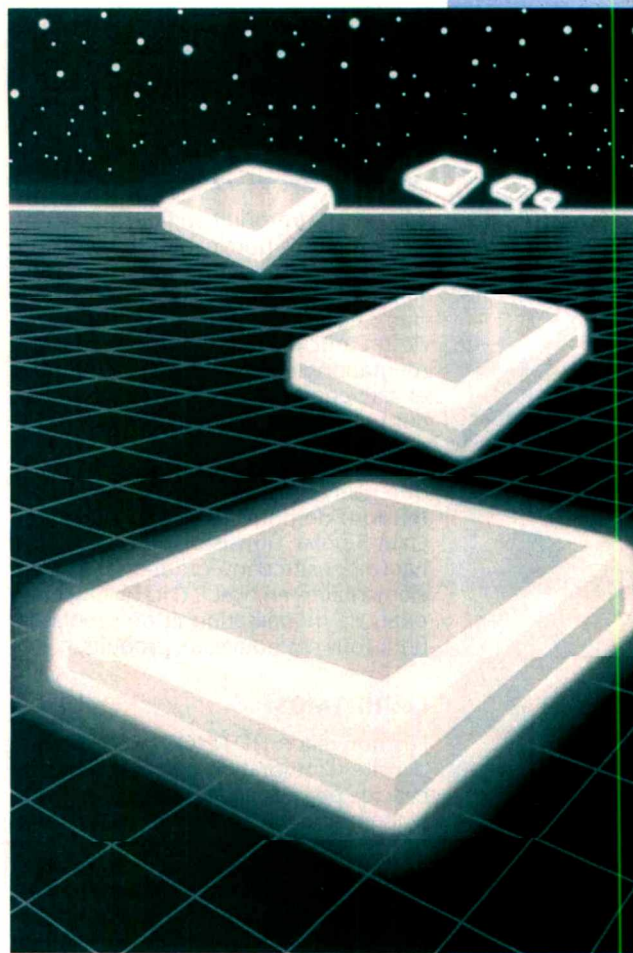
Dans la même technologie, des diodes de redressement sont disponibles sous forme de puces hermétiques avec impédance thermique de 0,8° C/W pour puces de 2,2988 mm² et 0,375° C/W pour 3,18 mm² - Les tensions et temps de recouvrement inverses sont de respectivement 200 à 1000 V et 100 ns jusqu'à 30 nanosecondes.

Photodiode PIN AsGa 850 nm

ABB HAFO, représentée en France par CP Electronique, annonce l'introduction de la 1A354, photodiode PIN pour fibre optique à l'Arséniure de Gallium. Le choix de l'Arséniure de Gallium par rapport au Silicium a permis de créer un produit qui présente des caractéristiques de vitesse inégalées pour les photodiodes PIN travaillant en longueur d'onde 850 nanomètres.

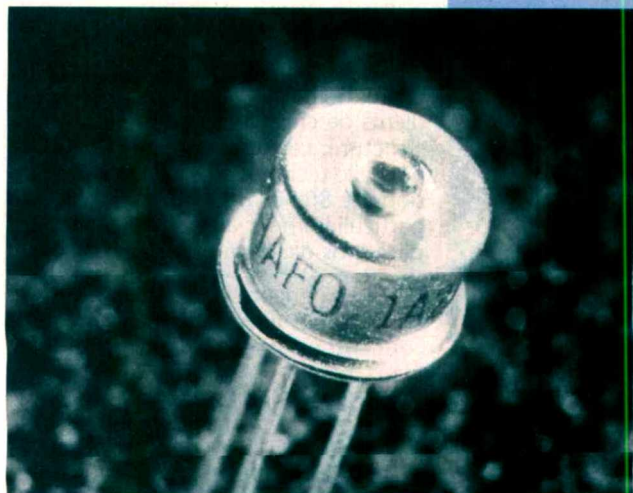
La 1A354 a une largeur de bande de 1 GHz (à seulement 5 Volts de polarisation) combinée à une capacité extrêmement basse et un courant d'obscurité très faible. Utilisée avec une LED ultrarapide ou une diode laser CD, elle rend possible des liaisons courte distance très efficaces en rapport performances/prix, alors que jusqu'à présent les produits plus chers en 1300 nanomètres étaient la seule alternative.

La 1A354 fonctionne avec des fibres aussi bien multimode que monomode.



Elle se présente en boîtier TO46 à micro-lentille qui peut être monté en option dans un boîtier de type ST, FC ou SC.

La société ABB HAFO se spécialise dans l'étude et la fabrication de produits hautes performances adaptés à des applications fibres optiques spécifiques, tels que LED, PINs, Duplex. Cette société fait partie du groupe ABB (Asea Brown Boveri).



Pour de plus amples informations sur ces diodes, contacter :

CP Electronique
71 des Amandiers B° N°1
47, rue des Entrepreneurs
78420 Carrières-sur-Seine
Tél. (1) 30 86 22 00

Motorola et les semiconducteurs de puissance.

Motorola a introduit en fin d'année dernière diverses nouveautés en semiconducteurs de moyenne puissance pour satisfaire des marchés grandissants tels que : éclairage fluorescent, correction de facteur de puissance dans les alimentations à découpage, alimentations et sauvegarde des appareils portables, commande de moteurs, électronique automobile.

Cela se traduit par de nouveaux boîtiers, une nouvelle ligne de Mosfets haute tension, de nouveaux IGBT (Insulated Gate Bipolar Transistor), des Mosfets à haute densité d'intégration de cellules élémentaires en N et P (HDTMOS) et les outils de modélisation et de simulation pour tous ces nouveaux produits.

Les HDTMOS

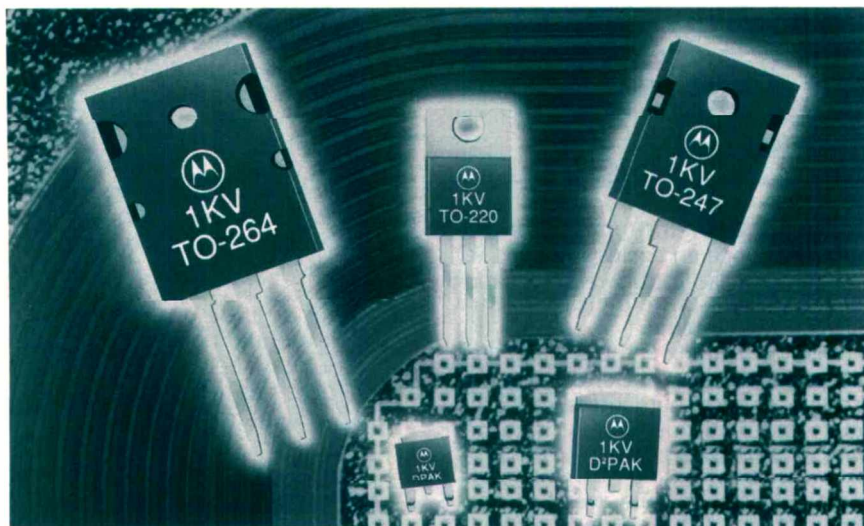
Les nouveaux HDTMOS présente une densité d'intégration de six millions de cellules par pouce carré ce qui permet d'abaisser la $R_{DS(on)}$ à 9,5 m Ω pour un modèle 50 V. La tenue en intensité est elle aussi améliorée avec 75A max. et 150 W max. pour une température de jonction max. de 175°C en boîtier D²PAK. Les gains de surface notamment pour un montage CMS à tenue de courant identique sont de l'ordre de 60 % tout en autorisant une réduction de la puissance dissipée.

La réduction des pertes engendrée destine ces nouveaux MOSFET aux équipements portables et aux accessoires pour automobile.

Les modèles SPICE de HDTMOS sont disponibles pour chaque dispositif de la gamme.

MOSFET haute tension

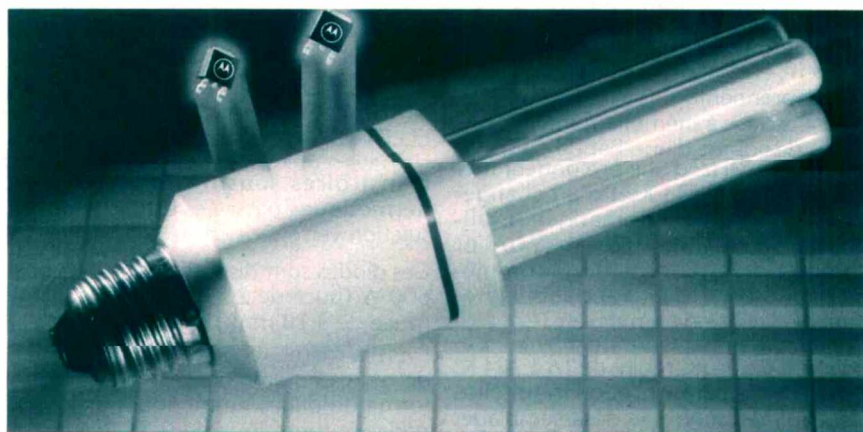
Les nouveaux MOSFETS haute tension utilise une nouvelle technologie brevetée mettant en œuvre de multiples anneaux de garde afin de limiter les gradients de champ électrique à travers la structure. Les dispositifs issus de cette nouvelle technologie supporte des tensions de 800 et 1 000 V, ce qui les rend particulièrement attractifs dans les applications d'alimentation, de commande de moteurs haute puissance en PWM, ou encore partout où dans des commandes en pont haute tension, le concepteur a besoin d'une vitesse de



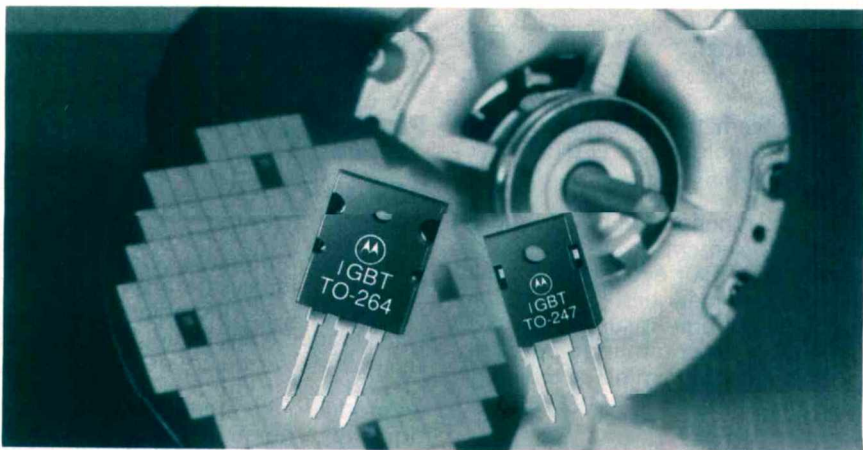
commutation élevée et d'une marge de sécurité envers des transitoires de tension élevée. La gamme actuelle comprend neuf modèles.

MOSFET en DPAK

Deux modèles canal N, les MDT 2N50E et MTD 3N25E de respectivement 500 V et 250 V, sont encapsulés dans le



■ Les MDT 2N50E et 3N25E sont bien adaptés à la commande de lampes fluorescentes.



■ Les nouveaux IGBT en boîtier TO247 et TO264

■ La gamme actuelle de mosfets HT.

référence	tension	RDS(on)	ID	boîtier
MTT6N100E	1000 volts	1,3 ohms	10	TO-264
MTW6N100E	1000 volts	2,0 ohms	6	TP-247
MTB3N100E	1000 volts	4,0 ohms	3	D ² PAK
MTB1N100E	1000 volts	10,0 ohms	1	D ² PAK
MTP3N100E	1000 volts	4,0 ohms	3	TO-220
MTP1N100E	1000 volts	9,0 ohms	1	TO-220
MTW7N80E	800 volts	1,4 ohms	7	TO-247
MTB4N80E	800 volts	3,0 ohms	4	D ² PAK
MTP4N80E	800 volts	3,0 ohms	4	TO-220

boîtier standard DPAK pour montage en surface. Ils sont particulièrement bien adaptés aux applications de commandes de lampes fluorescentes et pour les alimentations de faible encombrement et faible puissance.

Les modèles SPICE de ces deux MOSFET sont disponibles afin de faciliter la conception des circuits les mettant en œuvre. Les deux dispositifs offrent en outre une tenue en avalanche améliorée.



■ Les HDTMOS en D2PAK pour applications dans les appareils portables.

IGBT

Les premiers IGBT présentés sont disponibles en 600 V/10A et 1200 V/5A avec un V_{on} de 2.3 V.

Ces dispositifs présentent une vitesse de commutation de 300 ns, une tenue en court-circuit de 10 μ s et sont encapsulés en boîtier TO-247.

Les futurs produits offriront des temps de commutation de 150 ns allée à une tension de blocage allant jusqu'à 2500 V.

MOTOROLA
2, rue Auguste Comte
BP 39 Vanves Cedex
Tél : 10 25 52 00

Suppresseur ESD pour connecteurs

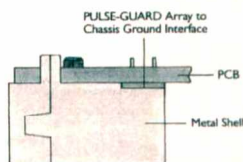
G & H Technology présente un nouvel accessoire de protection envers les décharges électrostatiques à insérer sur les connecteurs standards de l'industrie.

Le Pulse-guard, tel est son nom, consiste en un sandwich d'une plaque métallique en acier comprise entre deux feuilles isolantes en polyimide. L'ensemble ainsi constitué est perforé aux endroits des broches et se fixe sur le connecteur.

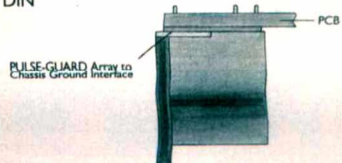
Un anneau de garde incrusté dans le sandwich conduit les décharges à la masse via l'écran d'acier. Cet anneau est réalisé dans un matériau dont la tenue en tension est variable. En dessous d'un certain seuil il se comporte comme un isolant et au delà comme un conducteur et ce avec une réponse temporelle très rapide (quelques nanosecondes). Pour de plus amples renseignements sur ce produit, contacter :

G et H Technology Inc.
750 W Ventura Blvd
Camarillo, CA 93010 USA.

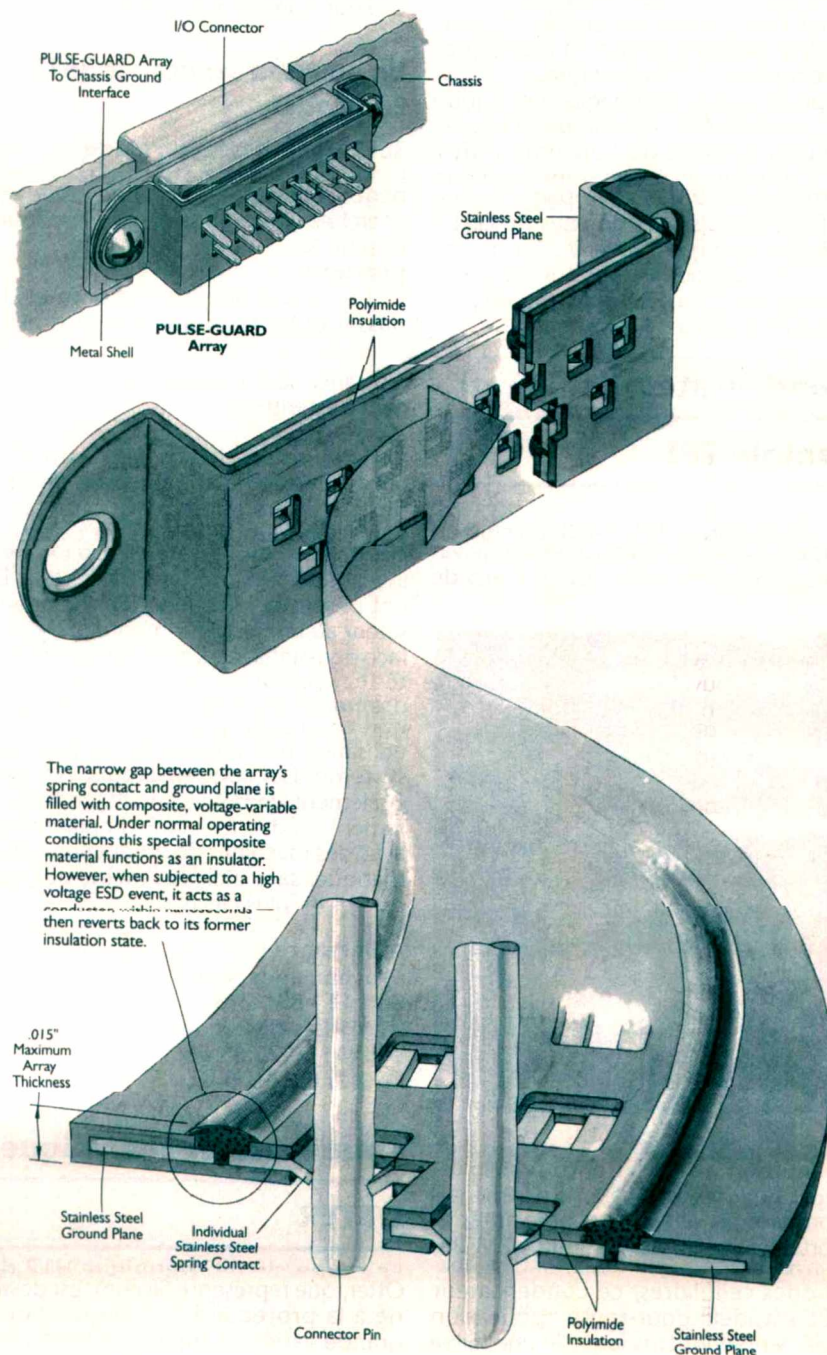
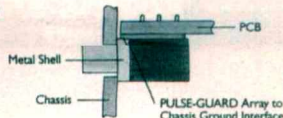
RJ JACK



DIN



MICRO-D



A

CD**F****F**

G

LMN

P

R

S

TTELINDEL 40



CHIP SERVICE

**14 Rue ABEL
75012 PARIS**
TEL: (1) 43 44 55 71 / 78
FAX: (1) 43 44 54 88

HORAIRE : Lundi : de 14 H à 18 H 30
Mardi au samedi inclus : de 10 H à 18 H 30
Samedi : de 10 H à 13 H et de 14 H à 18 H 30
METRO : Gare de Lyon

Vente par correspondance : Frais de port :
PTT en recommandé: 38F si < 2Kg, de 2 à 5 Kg 50F, > 5 Kg 75F CR: + 30F

TRANSISTORS

AT 42085.....	26,00 F
MSA 0404 (MMIC).....	44,00 F
BC 547C.....	0,70 F
BC 550C.....	0,80 F
BC 557C.....	0,70 F
BC 560C.....	0,90 F
BDV 65B.....	15,00 F
BD 135.....	2,00 F
BDX 66C - 67C.....	20,00 F
BF 199.....	2,00 F
BF 245.....	4,60 F
BF 469.....	2,70 F
BF 470.....	2,70 F
BF 960.....	9,50 F
BF 981.....	9,50 F
BFR 91.....	5,00 F
BFR 96.....	11,00 F
DE 170.....	3,80 F
BU 208 D.....	16,80 F
IRF Z 20.....	10,50 F
IRF 9630.....	29,00 F
IRF 630.....	14,00 F
IRF Z 34 > IRF Z 30.....	19,00 F
2N 2219 A.....	2,50 F
2N 2222A Plast.....	0,70 F
2N 2222A Métal.....	1,60 F
2N 2369 A.....	2,80 F
2N 2907A Plast.....	0,70 F
2N 2907A Métal.....	1,60 F
2SJ 50.....	55,00 F
2SK 135.....	54,00 F
J 310.....	6,00 F
U 310.....	18,00 F

DIVERS

PONT 1 Ampère.....	2,00 F
Résistances 1/4 W.....	0,15 F
4,7 µF 63 V chimique.....	0,90 F
Epoxy prés 100 X 160.....	12,50 F
Condos céramiques.....	0,40 F
Inter miniature.....	5,20 F
Cordon Secteur Noir.....	5,00 F
1N 4007.....	0,50 F
1N 4148.....	0,25 F
ALIM 3-4,5-6-7,5-9-12 V : 1000 mA.....	22,00 F
Péritel male.....	3,00 F
Péritel femelle cable.....	13,00 F
Péritel femelle pour CI.....	4,50 F
Cable péri 5 C blindés.....	8,00 F
Support tulipe...0,14 F/point	

- 68705 P3S -
Promo : 50,00 F
Par 13 : 40,00 F
- DL 470 -
Promo : 7,50 F
QUARTZ
3,27 et 4 Mhz . 3,90 F

QUARTZ

3,2768 Mhz.....	3,90 F
4,000 Mhz.....	3,90 F
10,24 Mhz.....	9,00 F
10,245 Mhz.....	9,00 F
15,00 Mhz.....	9,00 F
SFE 10,7 Mhz.....	3,00 F
CDB 455 KHz.....	12,00 F

MICRO et PERIPHERIQUES

80C32.....	59,00 F
80c 552.....	99,00 F
8052 AH-basic V 1,1.....	189,00 F
8250.....	35,00 F
8255.....	28,00 F
ST 62T25 (Otp).....	70,00 F
07C51 Eprom 1K.....	100,00 F
68705 P3S.....	50,00 F
PAL 16 L8 BCN.....	11,00 F
GAL 16 L8.....	13,00 F



Ce KIT permet la lecture d'un 68705 déjà programmé, l'extraction du programme et la programmation d'une Eeprom 2716 pouvant être ensuite utilisée sur le programmeur de 68705.

320,00 F TTC

KIT: PROGRAMMATEUR DE 68705 P3S

(Livré avec le support à force d'insertion nulle)

Pu 190,00 F

NOUVEAU!

Augmentez les performances haut débit du port série de votre PC en remplaçant le 82c 50 ou 82c 450 d'origine par le nouveau 16c 550 (Dil 40 pattes).

Pu 85,00 F



RECEPTION MOTRISÉE

PROMO!! ENSEMBLE COMPLET

Motorisé COMPRENANT:

- Parabolé Métal haute résistance 100 cm offset, livrée avec fixation.

- 2 LNB 1,1 db 11 Ghz et 12 Ghz + polariseurs + Fiches F.

- TUNER (E.P.) 950 à 2050 Mhz, 3 Péritels + RCA, moduleur UHF, tuner à synthèse de fréquence et affichage direct 4 digits. Télécommande

Son 50 µs, J17, Panda WEGENER

- Rotor à commande à distance pour la parabole.

- Commutateur automatique 2 LNB.

2100,00 F TTC

PROMOTION AFFICHEURS

- 1 ligne 16 caractères LCD:

..... 94,00 F

..... 123,00 F

Marque EPSON

Doc fournie

Fonctionne en + 5 V

- Idem rétroéclairé: 150,00 F

AJUSTABLES Carbone 3/4 tour: vertical Multitours: Toutes valeurs ou horizontal toutes valeurs Vertical: 7,00 F

Pu..... 1,20 F Horizontal: 5,00 F

KIT TELETEXTE RP 521

DECODEUR TELETEXTE CEEFAX-WST RP 521

Ce kit permet le décodage des informations teletexte associées à un signal video composite. (Possibilité d'utilisation avec ANTENNE 2 : infos, grille de programme, météo, bourse etc..)

Ces signaux sont aussi présents sur toutes les chaînes transmises par satellite (possibilité d'accéder aux sous titrages). Le décodeur permet en outre le stockage immédiat en RAM de 4 pages vidéotexte. TF1 est maintenant aussi au standard ceefax... à suivre!

Le standard CEEFAX sera le seul standard européen fin 1993 !!

KIT RP 521:

(sans télécommande ni

récepteur de télécommande)

Pu: 490,00 F

TELECOMMANDE RC 5903

Fu: 200,00 F

RECEPTEUR télécommande Rc5 Kit

Pu: 90,00 F

Promo Sympa! Kit RP 521 complet 690,00 F

Livré avec Alimentation et liaison Péritel.

BARRETTE

**SIMM
70 nS**

Pour 386 et 486 récents	
1 Mo x 9 3 pavés:.....	340,00 F
Pour 286 et 386 SX anciens	
1 Mo x 9 9 pavés:.....	490,00 F
Pour MacIntosh et Atari	
1 Mo x 8 2 pavés:.....	335,00 F
Pour PC, MacIntosh et Atari	
4 Mo x 9 9 pavés:.....	1250,00 F

RAM DYNAMIQUE

41 1000-70 = 51 1000:.....	44,00 F
44 256-70 (256 K x 4):.....	39,00 F
41 256-80 (256 K x 1):.....	17,00 F
44 64-80 (64 K x 4):.....	19,00 F
41 64-12 (64 K x 1):.....	17,00 F

KAMISIAIUIQUE

128 K x 8 100 nS (Low power):	
621000-10.....	110,00 F
32 K x 8 100nS (Low power):	
62256-10.....	30,00 F
8 K x 8 100nS (Low power):	
6264-12.....	25,00 F
8 K x 8 Haute vitesse 25 nS:	
CY7C185-25.....	28,00 F
32 K x 8 Haute vitesse 20 nS:	
CY7C195-20.....	54,00 F

KIT PROGRAMMATEUR D' EPROM POUR PC

DUPLIQUEZ VOS 2716 (2732..... 1 Mib):

CS 6100 A

Livrée avec 1 support TEXTOL extensible à 4 TEXTOL

Le logiciel d'exploitation est fourni avec la carte.

Programmation pas à pas et copie jusqu'à 1 Mb.

Nouveau Tarif !!

Version Kit complet.

680,00 F

SPECIAL VHF - UHF - RADIOAMATEURS

Transistors:

AT 42085.....	26,00 F
BF 960.....	9,50 F
BF 981.....	9,50 F
BFR 91.....	5,00 F
BFR 96.....	11,00 F
2N 2369A.....	2,80 F
2N 3866.....	18,00 F
2N 4427.....	12,00 F
2N 4427.....	12,00 F
J 310.....	6,00 F
U 310.....	18,00 F

Mélangeurs:

SLB1 = MB 108 = S2: Spécifications (RF/LO = IF/LO = 500 Mhz).....	75,00 F
TFM 150 : Spécifications (RF/LO 2 Ghz IF/LO 1 Ghz).....	600,00 F

Varicaps: OF 643 (UHF 2,2 à 17 pF).....

3,00 F

BB 104 ... (Varicap vhf double)..... 4,50 F

BB 105G ... (VHF 2,2 à 12 pF)..... 4,80 F

Lineaires:

MC 145151-2.....	75,00 F
MC 145152 Double Modulo ...	Tel
MC 3362.....	34,00 F
MAR-1 (2,3,4,5,6,7,8).....	Tel
MSA 0404 .E/S 50 Ω G 10 db.....	44,00 F
MB 506 Prédiviseur 2,5 Ghz.....	22,00 F
NE 602.....	18,00 F
NE 605.....	55,00 F

Modems:

AM 7910 = EF 7910.....	90,00 F
TCM 3105 N.....	84,00 F

Filtres:

TOKO: nombreuses valeurs ex:

LMCS 4102 ..(455 KHz)..... 13,00 F

Quartz 10,245 Mhz: 9,00 F

Selfs miniatures fixes: 3,50 F

Filtre CDB 455 KHz prévu

pour 3257 3262: 12,00 F

BB 109...(VHF 5 à 27 pF)..... 3,00 F

REGULATEURS

LM 317 T.....	7,00 F
LM 337 T.....	15,00 F
7805 CSP.....	2,50 F
7808 CSP.....	4,00 F
7812 CSP.....	2,50 F
78L05.....	3,50 F
78L08.....	3,50 F
78L12.....	3,50 F

BOITIERS

D 30 Plastique : (170 X 120 X 40)	
Pu: 20,00 F	
210 PM Plastique : (220 X 140 X 44).....	30,00 F
RA 4: 18,00 F	

Garantie
1 AN



Nous avons aussi
à disposition des
systèmes plus
sophistiqués.
CONSULTEZ
NOUS !!

LINEAIRES

AD 7541 AK 12 bits 100 nS.....	91,00 F
AD 7237 Double DA 12 Bits ..	220,00 F
AD 558.....	90,00 F
CD 4053.....	4,50 F
CD 4060.....	2,50 F
CD 4066.....	2,00 F
MC 1488.....	2,50 F
MC 1489.....	2,50 F
MC 1486.....	6,00 F
MC14543.....	7,00 F
MC14553.....	12,00 F
MAX 232.....	32,00 F
MM 53200 :.....	35,00 F
LM 35 CZ capteur T°.....	43,00 F
LF 353.....	4,50 F
LM 324.....	1,90 F
LM 336.....	10,00 F
LM 386.....	11,50 F
LM 773.....	2,50 F
LM 1458.....	3,50 F
LM 1881.....	40,00 F
NE 555.....	2,00 F
NE 567.....	6,00 F
NE 5532.....	15,50 F
OP 27 GP.....	20,00 F
PCF 8574.....	40,00 F
PCD 8584.....	89,00 F
SAA 1101.....	54,00 F
SSI 202 P.....	60,00 F
2002 Microlog BTMT.....	25,00 F
SL 486.....	29,00 F
TDA 1510.....	27,00 F
TDA 2595.....	17,00 F
TDA 3048.....	19,00 F
TDA 5660.....	50,00 F
TDA 5850.....	21,00 F
TDA 2004.....	21,00 F
TDA 2005.....	24,50 F
TL 431.....	4,50 F
ICM 7555.....	12,00 F
U 2400.....	25,00 F
UM 5100.....	20,00 F
UVC 3130.....	200,00 F
TEA 5114.....	16,00 F
ISD 1016 AP.....	98,00 F
ICL 7106.....	49,00 F
ICL 7107.....	65,00 F
ICL 7660 = MAX 660.....	20,00 F
XR 2206.....	65,00 F
MC 34060 AP oscillateur à découpage : doco.....	12,50 F

PROMO!!

500 mA 18 F
ALIMENTATIONS Par 10: 17 F
MULTITENSIONS

EPROM:

2716.....	36,00 F
27C64-20.....	20,00 F
27128-3.....	17,00 F
27C256-15.....	23,00 F
27C512-15.....	34,00 F
27C1001-12.....	45,00 F
27C1001-20.....	40,00 F

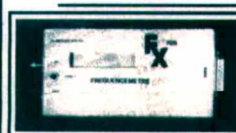
EEPROM:

NMC 9306..... 5,00 F

TRANSFORMATEURS:

- 9 V 5VA:.....	32,00 F
- 12 V 5VA:.....	32,00 F
- 24 V 5VA (pour programmeur).....	36,00 F

KIT FREQUENCIEMETRE A 68705 P3 . RP 533



**2,5 Ghz !
Nouveau
2,5 Ghz**

VERSION AMELIOREE RP 539

Ce kit permet de réaliser un fréquence-
mètre à affichage digital 10 digits LCD
pouvant mesurer les fréquences jusqu'à
2,5 Ghz. Il comprend 2 entrées:

- Une HF et une VHF/UHF.
Possibilité de l'utiliser en autonome par
l'adjonction d'une batterie 9 V.

Une sortie RS 232 est prévue sur le montage
Le kit est complet et comprend le micro-
contrôleur programmé, le circuit imprimé
le coffret et l'alimentation.

KIT Promo !!!

PU: 450,00 F TTC

Offres valables dans la limite des stocks disponibles.

Tarif valable du 01-02-94 au 28-02-1994

Nos tarifs seront actualisés en permanence pour vous offrir les prix les plus compétitifs.



CHIP SERVICE

**14 Rue ABEL
75012 PARIS**
TEL: (1) 43 44 55 71 / 78
FAX: (1) 43 44 54 88

HORAIRE : Lundi : de 14 H à 18 H 30
Mardi au samedi inclus : de 10 H à 18 H 30
Samedi : de 10 H à 13 H et de 14 H à 18 H 30
METRO : Gare de Lyon

Vente par correspondance : Frais de port :
Frais de livraison : 30 F SI < 2 Kg, de 2 à 5 Kg 50 F, > 5 Kg 75 F CR : + 30 F

CHIP SERVICE EST L'UN DES LEADERS DE LA DISTRIBUTION DE COMPOSANTS ELECTRONIQUES.

"Profitez de nos compétences techniques et de nos conseils pour le choix de votre système informatique."

Config ELITE Group.

Carte mère 80486 DX2 66Mhz
ELITE 256 Ko cache rapide !
+3 Local bus 32 bits VESA
4 Mo de mémoire vive ext à 32 Mo
1 lecteur 1,2 Mo ou 1,44 Mo
1 Carte contrôleur SCSI - 2
2FDD + 7HDD ADAPTEC
1522B + Drivers Dos, Novell etc
1 Disque dur 270 Mo FAST SCSI-2
Quantum 11 mS garanti 2 ans
Taux de transfert 3 Mo/s !!!
1 Carte 2 Séries 1 parallèle
1 Carte VGA Farhenheit 1 Mo
RAM ext 2 Mo Bus 32 Bits VESA
et processeur S3 (Fast Ram Dac
16 millions de couleurs)
1 Moniteur MAG 15 "Pitch 0,26
Multisynchro CAO à mémoires.
1 Clavier 102 touches équipé de
mécanique CHERRY.
1 Boîtier Medium Tower avec
2 ventilateurs, affichage digital
et alim 230 W.
1 DOS 6.0 MICROSOFT
1 Souris compatible Microsoft

15 700,00 F TTC

Cartes mères

AT 80386 SX 33 Mhz : 630,00 F
AT 80386 DX 40 Mhz 128 Ko cache
Ram ext 32 Mo : 1000,00 F
AT 80486 DX 33 Mhz 256 Ko cache
local bus VESA 32 bits : 2950,00 F
Idem mais DX2 66Mhz : 4650,00 F
PENTIUM 66 Mhz. Carte de marque
INTEL livrée avec 256 Ko cache
2 séries 1/1 et 1 port IDE.
Pu: 11 150,00 F

Cartes Vidéo

SVGA 16 Bits Trident processeur
Toshiba 1 Mo : 490,00 F
SVGA Tseng Lab ET 4000 1 Mo
RAM 256 couleurs : 690,00 F
SVGA TSENG LAB ET 4032 32 bits
Vesa 1 Mo ext à 2 Mo, 16 Millions de
couleurs : 1050,00 F
Carte VGA Farhenheit 16 millions
de couleurs : 1850,00 F
Carte VGA Farhenheit 32 bits VESA,
pour carte mère Orchid, livrée avec 1 Mo Ram
extensible à 2 Mo.
F 1280 VLB : 2080,00 F
Carte DIAMOND VIPER P 9000 :
La concurrente de l'Orchid P 9000 avec des
performances identiques : VGA 32 Bits VESA
pour carte mère Orchid P 9000.
Pu: 3590,00 F

Moniteurs

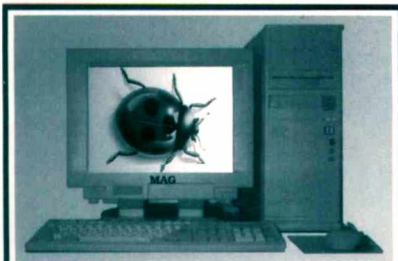
SVGA couleur 1024 x 768 Pitch 0,28
Tube Hitachi : 1890,00 F
SVGA couleur multisynchro
Tube HITACHI pitch 0,28 rés max
1024 x 768 non entrelacé : 2480,00 F
VGA MAC 15" tube HITACHI pitch
0,26 Digital LCD Mem : 3900,00 F
VGA MAG 17" Multisynchro SONY
Tube TRINITRON pitch 0,25 Full
Digital (Aff LCD) Mem : 7200,00 F
VGA MAG 17" tube HITACHI pitch
0,26 Digital LCD Memoires Perfs
Impressionnantes : 6900,00 F

Divers

Clavier 102 T étendu (avec mécanique
CHERRY Germany) : 290,00 F
Souris compatible PC et MS mouse
(3 poussoirs) + logiciel : 150,00 F
Souris compatible PC et MS mouse
+ tapis, logiciels, acces : 200,00 F
Joystick PC : 103,00 F
Alimentation 200 W cube : 400,00 F
Alimentation 200 W plate : 360,00 F
1 ARIS SOURIS : 25,00 F

Les tarifs peuvent être révisés en fonction des cours du
marché. Offres valables dans la limite des stocks
disponibles. Toutes nos configurations sont garanties 1 an
pièces et main d'œuvre (retour en nos locaux.)

HAUT DE GAMME INTEL Technology USA



Configuration INTEL PAO- CAO

Nous vous proposons ici un
assemblage homogène du meilleur
de la micro - informatique compatible.
Carte mère INTEL USA avec
PENTIUM 66 Mhz + radiateur
+ 3 Bus PCI + 256 Ko de cache rapide.
16 Mo de mémoire vive.
1 Lecteur disquette 1,44 Mo
1 Carte contrôleur multitaches CPU
SCSI-2 Adaptec 1542C livrée avec
le Kit drivers Dos, Unix, Novell,
opto CD rom, exquost etc ...
1 Disque dur 1,2 Go Fast SCSI-2
Toshiba USA avec 512 Ko cache.
Ta 9 mS (Qbench) Transfert 5 Mo
par seconde réels. Garanti 5 Ans
Carte Vidéo MATROX Accélérée
Bus PCI 2 Mo Ram ext à 4 Mo.
(Le Top des cartes Vidéo.)
Moniteur MAG 17" digital à mémoires
Conception USA Haute Fiabilité.
1 Clavier 102 touches CHERRY
1 Carte 2 séries, 1 parallèle
1 Boîtier Medium Tower + alim 230 W,
2 ventilateurs et affichage digital.
MS Dos 6.0 + Windows 3.1 Microsoft.
Souris compatible Microsoft

37 900,00 F TTC

Cartes CTRL

Contrôleur IDE 2 FD + 2 HD avec Bios
permet le montage de tout HD IDE sur tout AT dépourvu de
User type : ...ADP 60 : 430,00 F
Contrôleur IDE 2 FD + 2 HD : 150,00 F
Contrôleur IDE pour XT !!! : 370,00 F
Contrôleurs SCSI-2 16 Bits ADAPTEC :
- AHA 1522: 3 Mo /S (bus) 2 FD + 7 HD
Fournie avec drivers NOVELL, Dos, UNIX SCO
Fournisseurs CD ROM et OPTO inclus : 1280,00 F
NOUVEAU ! ADAPTEC 1542 C
Sélection du démarrage et config de la carte par setup.
- AHA 1542C: 5 Mo /S (bus) 2 FD + 7 HD
Carte haut de gamme avec CPU. Fournie avec drivers
Prévu pour NOVELL, Dos, UNIX SCO, SCO XENIX, OS 2
Pu: (Drivers CD ROM et OPTO inclus) : 1980,00 F
NEW: AHA 2872 Vesa + drivers : .. 2550,00 F

Tous nos prix sont TTC.
Les marques citées sont des
marques déposées.

Cartes I/O

1 Parallèle : 70,00 F
2 Séries + 1 Parallèle + Jeu :
..... 140,00 F
2 Ports Jeux : 85,00 F
16c 550: se met à la place du 82c 450 de
votre carte série (ttes perfos) : 85,00 F

Boîtiers

- DESKTOP avec alim 200 W
..... 550,00 F
- MINI TOWER avec alim
200 W : 400,00 F
- MEDIUM TOWER avec alim
230 W + 2 ventilateurs + aff
digital : 950,00 F
- BIG TOWER avec alim 250 W
+ 2 ventilateurs + aff digital : 1100,00 F
- Coffret externe pour disque
dur SCSI avec alim 42 W:
(Idéal pour MACINTOSH) 699,00 F

Les Cables :

SYQUEST

Permet la lecture de cartouches
(Plateaux de disques durs) 19 mS amovibles. (Peut être utilisé à la fois
comme un disque dur ou un streamer). L' interface est au standard SCSI.
- Mécanique 44 Mo seule avec documentation : 1699,00 F
- Mécanique bistandard 88 + 44 Mo seule avec doc : 2490,00 F
- Mécanique 105 Mo 3 1/2 14 mS (IDE ou SCSI) : 2890,00 F
- Carte SCSI + driver 44 Mo et 88 Mo SYQUEST pour PC : 350,00 F
- Carte SCSI ADAPTEC 1510+ Drivers (44 Mo et 88 Mo) : 790,00 F
- Cartouche 44 Mo 19 mS : 480,00 F
- Cartouche 88 Mo 19 mS : 710,00 F
- Cartouche 105 Mo 14 mS : 490,00 F
- Coffret externe avec alim 42 W pour CD ROM ou SYQUEST : 699,00 F
- Cable liaison PC - Coffret SCSI : 95,00 F
- Ensemble PUMA 88 Mo pour PC portable (Complet) : 3550,00 F
- Ensemble PUMA 105 Mo pour portable (Complet) : 4450,00 F

- Cable imprimante // 2 m : 27,00 F
- Cable RS 232 M/F 2 m : 32,00 F
- Cable alimentation floppy 3" 1/2 : 15,00 F
- Cable alimentation floppy 5 1/4 : 17,00 F
- Cable SCSI périphérique - périphérique M/M
1 m : 85,00 F
- Cable Minitel - PC : 75,00 F

LES CD - ROM

- MITSUMI FX 001: Nouveau
modèle double vitesse 300 ko/s
Temps d'accès 320 mS. livré
avec carte AT mais peut se
connecter à la SoundBlaster 16
ASP : 1590,00 F

LES CD - ROM SCSI

Ils sont les plus performants, mais
nécessitent l'adjonction d'une carte SCSI
2 Modèles se partagent le TOP NIVEAU:
Le SONY 561 et la TOSHIBA 3401B

- TOSHIBA 3401 B:
Double vitesse 430 Ko/s
Temps d' accès 200 mS
Pu: 2990,00 F

L'AFFAIRE DU MOIS !!!

Le SONY CDU 561:
Double vitesse 440 Ko/s
Temps d' accès 210 mS
1990,00 F TTC

COPROCEPSEURS NOUVEAU TARIF !!

80 387 SX 16 Mhz : 460,00 F
80 387 SX 20 Mhz : 460,00 F
80 387 SX 25 Mhz : 460,00 F
80 387 SX 33 Mhz : 460,00 F
80 387 DX 20 Mhz : 475,00 F
80 387 DX 25 Mhz : 475,00 F
80 387 DX 33 Mhz : 475,00 F
80 387 DX 40 Mhz : 525,00 F
Matériel neuf en emballage d'origine
GARANTIE 5 ANS

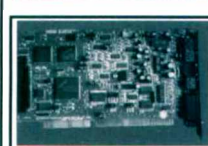
NOUVEAU ! La Bible du BIOS

AMI (Vers Us) : 450,00 F
- 1 Mo 70 nS : .. (3 pavés) : 340,00 F
- 1 Mo 70 nS : .. (9 pavés) : 490,00 F
- 4 Mo 70 nS : 1250,00 F
- Adaptateur CIBEX EIP : 10,00 F

NOUVEAU ! MULTI CD

- Sound Blaster Pro 16 ASP.
Enregistrement et lecture du son sur 16 bits
avec en plus possibilité de compression
hardware. La qualité d'un compact disk
audio dans votre PC. Livré avec nombreux
logiciels utilitaires et un disque CD Rom.
Promo: 1690,00 F

CARTE SON SOUNDBLASTER SoundBlaster Pro 2 NG



Carte 16 bits AT 20 voies FM avec processeur YAMAHA.
Entrée digitalisation 4 - 44 KHz stéréo Sortie digit- analogique
4 - 44 KHz en stéréo. Mixage digital ou analogique.
Compression décompression hardware. Interface
CD-ROM. Port Joystick, Ampli intégré 2 x 4 W, câbles et
logiciels de gestion de la carte sous Windows 3.1. Livrée avec
2 jeux: Lemmings et Indianapolis. Fournie avec 1 disque
CD ROM.
Pu: 820,00 F

IMPRIMANTE LASER PANASONIC

- Postscript niveau II
- 300 dpi 4 pages/mn
- 17 fontes PS extensibles
- 2 Mo ram ext à 4 Mo.
6950,00 F

LE DELIRE DU MOIS !!!

**Ensemble réception satellites
11 et 12 Ghz à couverture
équatoriale (Tous les satellites).**



- Parabole offset 1m à monture polaire
- Verin 12" gros modèle à capteur ILS.
- Positionnement manuel à affichage
digital (Possibilité de télécommande).
- LNB 11 Ghz + LNB 12 Ghz 1,1 db.
- Support double tête + relais coaxial.
- Tuner RADIX 3700 S (Echostar):
150 canaux Stéréo entièrement pro-
grammables (Vidéo et son), tuner
050 à 2050 Mhz, 3 péritel, RCA
multiples; son 50 µs, J 17, Panda
Wegener (Bp FI 150/ 280 KHz),
Télécommande.

L'ensemble: 2800 F TTC

à
partir de
16 500 F*



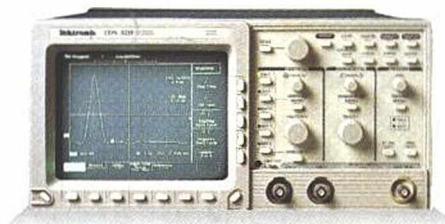
A ce prix là, les nouveaux TDS 300 ont bien quelques concurrents, mais pas d'adversaire.

Pour le même prix existe-t-il d'autres oscilloscopes disposant d'une telle vitesse d'échantillonnage ? A part les nouveaux TDS 300, trouve-t-on sur le marché des oscilloscopes numériques offrant une bande passante aussi large en répétitif et en monocoup ?

Non, aucun. Pourquoi ? Parce que les TDS 300 de Tektronix sont les premiers oscilloscopes numériques temps-réel de leur catégorie. Ils vous donnent une confiance totale dans la représentation des signaux, sans qu'il soit nécessaire de repasser en mode analogique comme avec les solutions combinées. Avec les TDS 300, vous disposez de 21 mesures automatiques, d'une option recopie d'écran et de toutes les possibilités de programmation du numérique. De plus, leur écran VGA apporte une finesse de trace supérieure à l'analogique. Mais les TDS 300 c'est aussi la fiabilité (20 000 heures de MTBF et une garantie de 3 ans).

Aussi familiers que votre oscilloscope analogique, vous les utiliserez sans manuel. Alors, pour ce prix là n'hésitez pas, offrez-vous la technologie Tektronix en appelant : **N° Vert 05.00.22.00**

	Nouveau TDS 310	TDS 320	Nouveau TDS 350
Bande passante	50 MHz	100 MHz	200 MHz
Vitesse échantillonnage.	200 M ^e /s	500 M ^e /s	1 000 M ^e /s
Prix*	16 500 F	22 900 F	31 500 F



TDS 300 : LES 1^{er} OSCILLOSCOPES NUMÉRIQUES TEMPS-RÉEL.

Tektronix