

AU SERVICE DE L'AMATEUR DE RADIO DE TÉLÉVISION ET D'ÉLECTRONIQUE

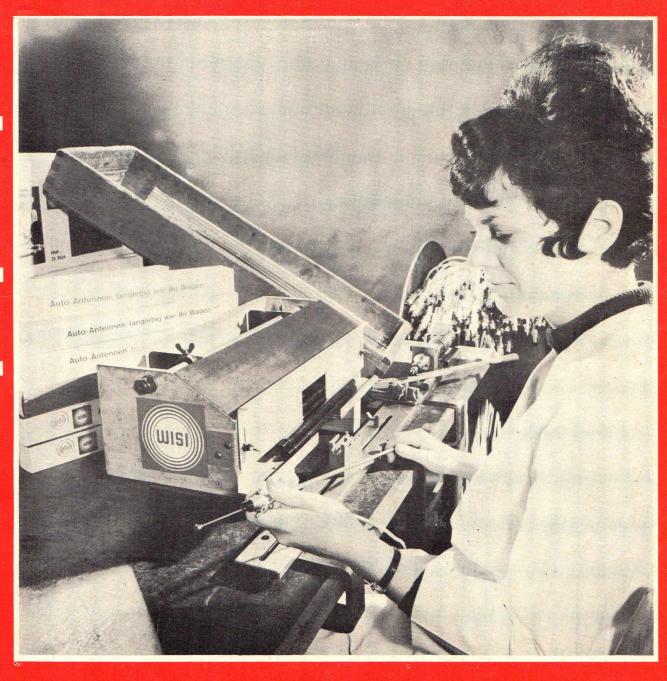
AU SOMMAIRE

(voir détails page 13)

- Description des deux premiers prix de notre concours et fin du palmarès
 - Stéréophonie à 4 canaux
- Chronique des O.C.

 Montage
 oscilloscopique
 simple pour le
 contrôle de la qualité
 d'une émission

etc...









STANDARD 426 L

Récepteur miniature

Dim.: 130x77x30 mm. Antenne Avec housse cuir et écouteur 75,00 EXCEP.





Puissance : 400 mW Antenne télescopiq. Contrôle de tonalité Prise écouteur individuel. Dim. 230x115x55 mm. PRIX

avec écouteur 124.00

. PHENIX FM .



TENOR 120 0 2

Récepteur de poche Rendement surprenant PO-GO avec housse

« SONY » TFM 825 Récepteur miniature avec Modulation de Fréquence PO-GO-FM elliptique Spécial avec housse et écou-teur . 199,00

Autres modèles de la Marque « SONY » 21 L ... 312,00 94 L ... 409,00 409,00 645,00

5 F 94 L TMF 1500 TELEFUNKEN MATCH III ... 140,00 BANJO ... 425,00 BANDOLA ... 369,00 ATLANIA 101 ... 665,00 Recepteur de lasse. PO-GO. Récepteu s istors + diode. classe. 130x77x30 mm. Antenne

O-GO. auto "TELEFUNKEN" | tions. | P. 132 - L. 178 - H. | formant colonnes acoustiques. | Dim. 480 x 332 x 180 mm. PRIX | JUBILATE 301 379,00 | 44 mm. | 170,00 | DACAPO 101 389,00 | Sans H.P. 684,00 | Couvercle Plexi | 55,00 |

AUTO-RADIOS Nouveaux Modèles ANTENNE

ELECTRIQUE Alimentation : Temps de montée ou de descente 2 second Longueur metre Fournie

Nouveau 89.00 « RADIOLA » RADIO K7 STEREO

inverseur

. - -RA 3217. PO-GO

ecteur de cassettes MONO/STEREO Puis.: 2 x 6 watts.
Balance. Arrêt auto
matique en fin de
bande avec indic. lumineux 12 volts

à la masse. P. 158 - L. 177 H. 67 mm Sans H.P. . . 569,00 H.P. en coffret voit RA 2175. Pièce 36.00

RA 207 T A STATE OF THE STA 2 gammes PO-GO

Puissance: 2,3 watts 12 volts — à la masse. P. 92 - L. 157 - H. 40 mm. Avec H.P. RA 2175 en coffret ... 163,00 RA 307 T

8 2 gammes PO-GO 3 stations prérégl. V — à la masse 120 - L. 157 - H 40 mm.

Avec H.P. RA 2175 en coffret .. 199,00

RA 341 T 6 - 2 ≤

2 gammes PO-GO Puissance : 5 watts Système de préré glage par système TURNOLOCK permettant de préré-gler 6 stations au choix par poussoir

unique. P. 82 - L. 178 - H. 41 mm. Sans H.P. .. 251,00 RA 591 T/FM

PO-GO-FM

Puissance: 5 watts. Prise auto K7 P. 132 - L. 178 - H. 44 mm. Sans H.P. . . 519,00 RA 691 T/FM PO-GO-OC-FM

Puissance: 7 watts. 5 touches pour pré-réglage des sta-

AUTO-RADIOS LES DERNIERES NOUVEAUTES

AUX MEILLEURS PRIX Radiomatic

« COSMOS » ammes (PO-GO) gammes (PO-GO) touches - Puissance W. Eclairage cadran 12 volts — à la lilaco COMPLET 148,00

Préréglage en GO sur 3 stations Clavier 5 touches COMPLET avec H.P. et antiparasitage 166,00

« RALLYE » « RALLYE »
Tout Transistors
2 GAMMES (PO-GO), changement de gamme par clavier. Puissance : 3 watts.
Luxueuse présentation, entourage cadran et boutons

chromés. COMPLET, avec haut-parleur. En coffret plastique et antenne gouttière. « SUPER-RALLYE »
aractéristiques - Commutable 6-12 volts

Polarité réversible. Avec haut-parleur et antenne gouttière 224,00 « MONZA »
2 GAMMES (PO - GO),
préréglage électronique
par clavier 6 touches.
4 stations préréglées
Commutable 6/12 volts
(Polarité réversible)

COMPLET, avec HP et antenne gouttière 235,00



· RUBIS - 6 W · Préréglage électronique Clavier 7 touches. PO-GO. 4 stations préré-glées. Tonalité 6/12 V réver-Tonalité 6/12 V réver-

siple.

" DIINN » Montage facile
sur tous les types
de voitures.
PO-GO par clavier
uissance, 1,5 W. H.P.
110 mm.
DRIX sweet settence

Dim: 135x90x45 mm.
PRIX, avec antenne
gouttière

† DJINN 12 volts

Avec 3 stations préréglées 129,00 PIGMY
 Auto-Redic VT Auto-Radio VT 96
3 gammes (PO-GO-FM)
10 transistors, 4 diodes

10 transistors. 4 diodes 1 varicap.
PRESELECTEUR de stations à 5 touches : 1 en PO - 2 en GO - 2 en FM.
PUISSANCE : 4 watts
Haut-parleur ell'hptique 12x19 en boîtier séparé.
Contrôle de tonalité - Eclairage cadran.
Dimension : 175x115x50 · mm.
Livré avec coffret HP, cordon, berceau 450,00
de fixation et antiparasitage. PRIX ... 450,00

« SPAM » Electronique WATTS
gammes (PO-GO) 2 gammes touches - dont 5 au Silicium diodes Préampli BF et PP de sortie.
SELECTIF - PUISSANT
MUSICAL - 6 ou 12
Commutable + ou — Commutable + ou — la masse. Dim. 143x95x43 mm. Pose facile et rapide. PRIX, avec antenne gritière et HP en coffret 165 * 308 T * PO-GO.

** 308 T * PO-GO.

** 308 T * PO-GO.

** Transistors

** 4 3 diodes

** sance

(7 transistors + 3 diodes.) Pulssance : **5 watts.** Dim. 156x116x50 mm. COMPLET, avec haut-parleur T, avec gouttière

217,00

« RA128 » Entièrement transistori-sés. 6 transistors + 3 diodes. Présentation par-ticulièrement originale. Recherche des stations

Sur cadran tambour
2 GAMMES D'ONDES
(OP-GO)
Stations préréglées. Puissance de sortie
COMPLET, avec haut-parleur et coffret
et antenne gouttière 129,00

« RA 229 » Transistorisé
2 gammes (PO-GO)
Puissance : 2,3 watts
Haut-parleur en coffret
Eclairage cafer
12 volts

COMPLET, avec H.-P. en coffret et antenne gouttière 154,00

« RA 320T » Nouveau modèle

« RA 320T »
AUTO-RADIO

« Tout transistors »
2 GAMMES (PO-GO)
avec lecteur de cassettes incorporé. 10 transistors 5 dlodes.
Puissance de sortle :
5 watts.
Allmentation 12 √ (— à la masse).
Dim.: 177 x 132 x 67 mm. Prix 370,00

LECTEURS DE CASSETTES

★ N 2600. Lecteur de cassettes spécial pour voitures. Alimentation 12 V. (Utilise l'amplificateur de l'auto-radio). Prix 310,00 F

• LE RIVAGE • 2 GAMMES D'ONDES (PO-GO)
3 stations préréglées par touches (Luxembourg-Europe-Inter) signalées par voyants couleurs
7 transistors dont 3 • Orlits • Antiparasites et fusibles incorporés

Antiparasites et fusibles incorporés
COMPLET, en éléments prémontés
avec H.-P., 13 cm et décor
12 volts — à la masse (12 volts — à la masse (17.00 En ordre de marche 202.00 F

« GRUNDIG »

Mange disques

« RADIOLA »

45 tours

ELECTROPHONES

PORTATIES

« FRANCE-ELECTRONIQUE »

WEEK-END ». Piles et secteur 110/220 V. Puissance: 2 watts ... 225,00

..... 160,00

Irance Llectronique

L'ELECTROPHONE DE HAUTES PERFORMANCES



« MENUET LUXE » Transistorisé 110/220 volts.
3 watts. 2 haut-parleurs
(17 et 21 cm). Platine BSR.
4 vitesses GU 8 Luxe.

Elégante mallette gainée. Dim.: 400x280x170 PRIX 285,00

Secteur : 115/ Nouveau modèle SUPER-OPERA Réglage du vo-lume et de la iume et de tonalité sur chaque canal.
PLATINE BSR
LUXE Changeur autom

tous disques. Relève-bras.

2 HAUT-PARLEURS 12 x 19 dans couvercles séparés

55,00

CIBOT

RA 1940. Piles 148,00 RA 4201. Piles/Secteur 174,00 RA 4640. STEREO Piles et secteur 360,00

RADIO TELEVISION

1 et 3, rue de REUILLY, PARIS XII°

Téléphone : DID. 66.90 DOR. 23.07 - DID. 13.22 Métro: Faidherbe-Chaligny. C.C. Postal 6129-57 Paris

IMPORTANT! SERVICE APRÈS-VENTE CHEZ « CIBOT-RADIO » • Pas de matériel de surplus, rien que du matériel NEUF, 1° CHOIX.

6 watts par

canal

Envois contre-remboursement (minimum: 20 F): joindre 10 % à la commande s. v. p. EXPÉDITIONS : PARIS — PROVINCE — ÉTRANGER.

informatique électronique ...

... Carrières d'avenir

2 formules d'Enseignement

COURS DU JOUR

COURS PAR CORRESPONDANCE

Informatique

BACCALAURÉAT DE TECHNICIEN (Diplôme d'Etat)

INITIATION (connaissance générale des ordinateurs et de la programmation).
PROGRAMMEUR (Langages Cobol et Fortran).

Electronique

Classes d'Enseignement Général (avec préparation spéciale pour l'admission dans les classes professionnelles).

BREVET D'ENS^t PROFESSIONNEL. BACCALAURÉAT DE TECHNICIEN. BREVET DE TECHNICIEN SUPÉRIEUR. CARRIÈRE D'INGÉNIEUR. OFFICIER RADIO (Marine Marchande). TECHNICIEN DE DÉPANNAGE. DESSINATEUR EN ÉLECTRONIQUE.

> Possibilités de BOURSES D'ÉTAT Internats et Foyers Laboratoires et Ateliers Scolaires très modernes

Enseignement Général (Maths et Sciences) de la 6° à la 1°. Monteur Dépanneur. Electronicien. Agent Technique. Carrière d'Ingénieur. Officier Radio (Marine Marchande). Dessinateur Industriel.

Préparation théorique au C.A.P. et au B.T. d'électronique avec l'incontestable avantage de Travaux Pratiques chez soi, et la possibilité, unique en France, d'un stage final de 1 à 3 mois.

Ecole agréée par la Chambre Française de l'Enseignement Privé par Correspondance.

BUREAU DE PLACEMENT (Amicale des Anciens)

des Techniciens DE L'ÉLECTRONIQUE Reconnue par l'Etat (Arrêté du 12 Mai 1964)

Reconnue par l'État (Arrêté du 12 Mai 1964)

12. RUE DE LA LUNE, PARIS 2° • TÉL. : 236.78-87 +

-	3
•	
7	

à découper ou à recopier

Veuillez m'adresser sans engagement la documentation gratuite 15 PR

NOM

ADRESSE

LA 1^{re} DE FRANCE



NOUVEAU!

AUTO-RADIO A CASSETTES « RA320T »

2 gammes (PO-GO) avec lecteur de cassettes incorporé - 15 transistors et diodes.

Puissance de sortie : 5 watts.
Aliment. 12 V. — à la masse... 370,00

« NATIONAL »

LECTEUR DE CASSETTES AUTO-STÉRÉO utilise les cassettes 8 pistes.
Puissance : 2×7 watts.
Possibilité d'adapter :

Alimentation 12 Volts (ou 220 V avec alimentation séparée pour adaptation sur une chaîne Hi-Fi).

TALKIES-WALKIES

PONY CB16

(Homologué n° 355 PP)

— 9 transistors + 1 diode

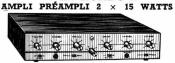
- H.P. diam. 60 mm pédance 8 ohms. Indicateur
d'usure des piles. Antenne
télescopique. Long. déployée
1,12 m. Dim. 17,5 x 7 x 4.7
cm. Poids : 440 g. Livré
avec dragonne. avec dragonne.

LA PAIRE 399,00

Type 150 /05 - 5 transistors.

Nouveau modèle 3 transistors. Antenne télescopique.....

NOTRE PRODICIEUSE GAMME D'AMPLIFICATEURS « LE RONDO »



Réponse : 20 Hz à 40 kHz - 1,5 dB. Distorsion < 0,25 % à puissance nom. Correcteurs graves-aiguës séparés sur chaque voie : +15 — 13 dB à 20 kHz. + 17 — 13 dB à 20 kHz. ENTRÉES - Prise enregistrement

En « KIT » complet...... 550,00 En ordre de marche..... 720,00 En ordre de marche.....

« LULLI 215 »

Ampli / Préampli 2 × 15 watts

5 ENTRÉES : Radio - PU - MagnétoAuxiliaire - (Haut et bas niveaux.)

- Corrections sur chaque voie.

- Filtres anti-Rumble et d'aiguille.

- Correction Physiologique.

- MONITORING, Prise casque.

- Bande passante : 10 à 50,000 Hz.

- Système « Sécurité » très efficace.

Livré avec Modules Préfabriqués

En « KIT » complet... 699,00

En ordre de marche ... 850,00

« SUPER WERTHER 50 » (* SUPER WERTHER 5U) Ampli /Préampli 2 × 25 watts 26 transistors + 12 diodes SILICIUM RÉPONSE de 7 Hz à 100 kHz. DISTORSION < 0,2 % à 1 kHz à 25 W. Niveau de bruit < - 65 dB. Correcteurs graves-aiguës séparés. Filtres Passe-Haut et Passe-Bas. et position infinie.

RADIT



AR12. 2 gammes (PO-GO). 4 stations préréglées. Alimentation 12 V. 188,00

6 TPR. 2 gammes (PO-GO) 10 transistors SILICIUM. 4 stations préréglées.
Puissance 4 watts. 6/12 V. Commutable
+ ou — à la masse. Cadran lumineux.
Prise pour lecteur de cassettes
H.P. elliptique en coffret.. 220,00

6 T-2 OC identique à ci-dessus mais avec 2 gammes OC.. 230,00

« RADIOLA »

RA229T. 2 gammes (PO-GO). Puissance: 2,5 watts. 9 transistors et diode. Alimentation 12 volts 15

RA308T PO-GO Clavier 5 touches dont 3 préréglées. 10 transistors et diodes Puissance **5 watts**. Alim. 12 V. **2 17,00**

RA591TFM. 3 gammes (PO-GO-FM) 19 transistors et diodes. Puissance : 5 W. Alimentation 12 V. **Prise** auto-**cassettes.**

Ces prix s'entendent avec **HAUT-PARLEURS** en coffret

MANGE-DISQUES

« LESA » 33 et 45 tours, pour disques Ø 17 cm. Alimentation s/piles (6 x 1,5 V) ou batterie auto. S'utilise dans toutes les positions. PRIX 159,00

« EDI » Modèle extra-plat (210 × 240 × 60 mm)
pour **disques 45 tours...... 149,00**

RADIO-RÉVEIL « NATIONAL »

Montre « Digitale ». **3 gammes** (OC-PO-FM). Mise en marche et arrêt automaiques à l'heure désirée. Alim. : 220 volts. Dim. : 310 x 110 x 160 mn

PRIX EXCEPTIONNEL 438,00

CHAINE STÉRÉOPHONIQUE « F.C.902 »

- Puissance : 2 × 3,5 watts. - PLATINE 4 vitesses. Cellule Piézo. - Livrée avec 2 enceintes acoustiques façon teck et capot Plexi. Dim. : 325 × 315 × 135 mm.

PRIX PROMOTIONNEL

499,00

« CASQUES HI-FI » AKG: K120... 105,00 K180. 348,00 SENNHEISER. HD414 126,00 SANSUI. SS2. 122,00 SS20. 298,00

PARLEURS PEETLESS

 w KIT 3-15 » 15 W - 45 à 18 000 c/s - 3 H.P. (21 - 12 et 5 cm) + filtre.

 Prix
 169,00

 w KIT 3-25 » 25 W - 40 à 18 000 c/s - 3 H.P. (31 - 12 et 5 cm) + filtre.

 Prix
 268,00

NOUVELLES FABRICATIONS
SUSPENSION CAOUTCHOUC TRAITÉ
« KIT 20-2 ». 30 W. 40 à 20 000 Hz.
2 H.P. (21 et 6 cm) + filtre.

(25. 12/19 et 2 × 7). Imp. 8 Ω . **367,00**

DISPONIBLES: Enceintes acoustiques pour les KITS 3-15, 3-25, 20-2 et 20-3.

LA HAUTE-FIDÉLITÉ vous intéresse...



Demandez Demandez sans tarder notre CATALOGUE HI-FI Nouvelle édition 1970 où vous trouverez, clas sés par types d'appareils, caractéristiques et prix, une sélection des meilleures marques fran-çaises et étrangères. 68 pages

abondamment illustrées. Envoi c. 3 F pour frais.

R. BAUDOIN Ex. Prof. E.C.E.

102, bd Beaumarchais
PARIS-XI^e (Parking)

Téléphone : 700-71-31 C.C.P. 7062-05 PARIS

Pour toute demande de documentation, joindre 5 timbres à 0,30, S.V.P.

TELEVISI ON

PARKING PRIVE réservé A NOS CLIENTS

APPAREILS DE MESURE LES



EN ÉLECTRONIQUE

PAR L. PERICONE 4 Edition, remaniée et augmentée

C'est un ouvrage essentiellement pratique qui contient une étude complète de tous les appareils de mesure utilisés par les Radio-Amateurs en Radio, en Télévision et en Electronique. Le but de ces appareils, emploi, fonction, leur utilisation pratique, comment les monter et les réaliser soi-même. Tous les instruments dont il est question dans l'ouvrage font l'objet d'une description détaillée, avec schémas et plans de montage relevés sur des appareils en fonctionnement réel. Et pour chaque modèle, de nombreux exemples d'utilisation pratique, de prise en main d'un appareil dont on vient de terminer le montage. Trois parties principales:

— Réalisation pratique d'une gamme de 10 appareils de base, classiques, du contrôleur à l'oscilloscope.

— Réalisation pratique d'une série

loscope.

Réalisation pratique d'une série de petits appareils économiques, pour débutants, de réalisation très simple, mais offrant quand même de nombreuses possibilités. Description d'une série d'appareils annexes, d'un emploi moins fréquent

Radio-creils Cet ouvrage donne la possibilité aux Amateurs et Etudiants en Radio-électronique de posséder et d'utiliser une gamme complète d'appareils de mesure jusqu'à maintenant réputés chers et d'un emploi difficile. Tous ces appareils sont désormais à leur portée.

Par poste en envoi assuré: 32 F

Cet ouvrage est en vente dans toutes les Librairies Techniques et aux

PUBLICATIONS PERLOR-RADIO

25, rue Hérold, PARIS (1er)

C.C.P. PARIS 5.050-96 - Tél. : (CEN.) 236-65-50

en quelques secondes!

et plus spécialisé.

révolutionnaire...

super-adh<u>ési</u>f

colle et joint tous métaux et caoutchouc. plastiques, céramique, verre, etc.



1 seul composant

ultra rapide - facile et efficace un simple contact

très longue durée de conservation

incolore

sans aucun solvant ni retrait

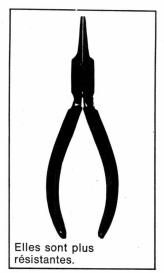
résiste au chaud. au froid et à l'humidité.

exemple de résistance traction acier sur acier 350 kg/cm²

Documentation gratuite sur demande

METOLUX, 62 bis, rue St-Blaise - Paris (20e) - Tél. 797-44-40 et 57-26

Vous avez 16 bonnes raisons de choisir les pinces électroniques Facom







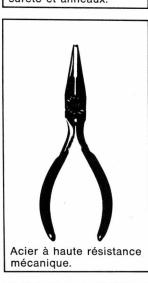


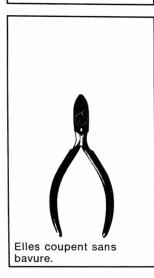


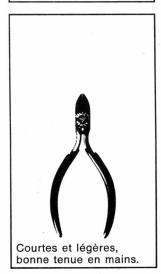




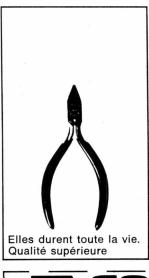


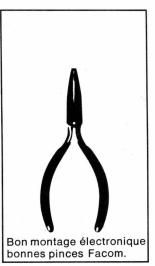


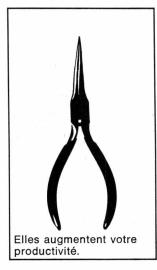














3D FACOM

distributeurs dans toute l'Europe

bon à renvoyer à Facom B.P. 33 - 91-Morangis

Monsieur....

Firme.

Adresse.....désire recevoir une documentation sur les pinces

électroniques Facom.

Esthétique Performances

RÉVOLUTIONNAIRE

LE NOUVEAU CONTROLEUR 819

80 gammes de mesure

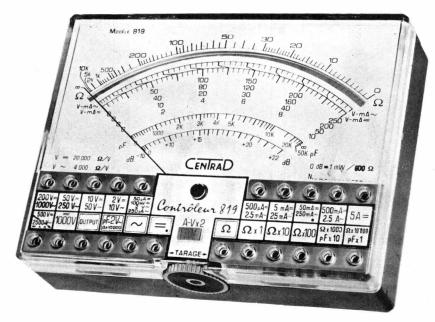


OUTPUT. 9 Gammes de 200 mV à 2.500 V Int = 12 Gammes de 1 µA à 10 A Int 4 10 Gammes de 5 µA à 5 A Ω 6 Gammes de 0,2 Ω à 100 M Ω pF 6 Gammes de 100 pF à 20.000 µF Hz 2 Gammes de O à 5.000 Hz dB 10 Gammes de - 24 à +70 dB Réactance 1 Gamme de 0 à 10 M Ω

CADRAN PANORAMIQUE CADRAN MIROIR ANTI-MAGNÉTIQUE **ANTI-CHOCS** ANTI-SURCHARGES LIMITEURS - FUSIBLES RÉSISTANCES A COUCHE 0,5 %

4 BREVETS INTERNATIONAUX

Classe 1 en continu - 2 en alternatif



Poids: 300 grs

Dimensions: 130 x 95 x 35 mm

228 pages

prix: 30 F

Livrée avec étui fonctionnel

béquille, rangement, protection

59, AVENUE DES ROMAINS 74 ANNECY - FRANCE TÉL.: (50) 45 - 49 - 86 +

- TELEX : 33 394 -CENTRAD-ANNECY C. C. P. LYON 891-14

Bureaux de Paris : 57, Rue Condorcet - PARIS (9e)

Téléphone : 285.10-69

NOUVEAU

VOTRE ÉLECTRICIEN

par Roger VIDAL

MATIÈRES TABLE DES (extraits) :

- Les organismes officiels.
- Les branchements et les compteurs E.D.F.
- Les moteurs électriques; réalisations.
- La détermination. et le choix des moyens.
- Circuit terminal d'éclairage à foyers lumineux fixes, prise de courant ", machine à laver le linge", appareil de cuisson ".
- Les circuits spéciaux : leurs caractères spéciaux.
- La pose des conduits dans un mur en pierres et dans un mur en briques.
- Confection du tableau général.

recommandé: 33 F

Ces ouvrages sont en vente à la : LIBRAIRIE PARISIENNE DE LA RADIO 43, rue de Dunkerque - PARIS-10° Ou par correspondance en écrivant à la :

SOCIÉTÉ PARISIENNE D'ÉDITION 2 à 12, rue de Bellevue - PARIS-19e

Tél.: 202.58-30 - C.C.P. 259-10 PARIS (Joindre chèque, mandat, ou C.C.P. à votre commande.)

Electronique Electronique Electronique Electronique Electronique

L'électronique est la clef du monde industrialisé d'aujourd' hui. Elle s'est imposée dans tous les domaines de la technique et s'insère de plus en plus dans toutes les activités professionnelles. Quiconque veut être à la hauteur du progrès technique doit donc s'approprier les bases de l'électronique et ses applications. Notre nouveau cours par correspondance vous en offre le meilleur moyen. Grâce à la méthode Onken éprouvée et aux expériences fascinantes, cours fait des études chez soi une occupation satisfaisante et menant vers le succès profes-

A l'Institut technique Onken CH - 8280 Kreuzlingen - Suisse

20.000 Ω/V

Envoyez-moi votre documentation gratuite (pas de représen-tant!) sur le cours d'Electronique et sur vos autres cours par correspondance. (63 F)

Nom	
Prénom	
Profession	
Rue et No	
No postal	
Domicile	

Le nouveau cours Onken avec expériences

CARACTÉRISTIQUES SEMI-CONDUCTEURS EUROPEENS

Ouvrage réalisé par Pro Electron

Association Internationale des constructeurs

6.000 TYPES DÉCRITS:

- codes de désignation
- caractéristiques
- correspondances entre marques
- dessins des boitiers
- liste des fabricants



tous les fabricants européens y ont participé



fiable





jour

éléments réunis en février 1971

Ouvrage annuel de 300 pages Français-Anglais-Allemand Format 21 × 29.7 Prix franco: 96,75 F. ttc

spécimen sur demande

BON de commande à adresser à:

Veuillez m'adresser l'ouvrage "Caractéristiques des Semi-Conducteurs Européens 1971" Veuillez trouvez ci-joint un chèque de 96,75 francs

TECHNIQUES DE L'INGÉNIEUR ADRESSE

NOM

123, rue d'Alésia.

Paris 14°

VILLE Date:

Signature:

/RP

NORMATEC

e dépannage création 1971. LEGERE, ROBUSTE Valise de PARFAITEMENT CONDITIONNEE (530 × 400 × 200)



Casier pour tubes dont 12 de gros module. 6 boîtes plastiques pour module. 6 boîtes plastiques pour composants. Logement pour pistolet soudeur. Emplacement à cloisons mobiles pour appareils mesure Métrix ou Centrad. Casier pour outilages et produits de « Kontakt ». Séparation intérieure démontable munie d'une glace rétro-orientable par chevalet et d'un porte-documents, etc. Elégante, gainage Havane Fauve, double poignée, parfaite stabilité. Net 210,00 - Franco 225,00.

SPECIAL: Envoi 10 boîtiers plastique pour composants 114x27x32.
Franco: 20,00.

Demandez nouveau catalogue valises



Pistolet soude ENGEL-ECLAIR »

® PROFIL-40 PROV NO. MINI 20 S

SINTIN 20 S Indispensable pour travaux fins de soudeur « ENGEL » Mini 20 S. Indispensable pour travaux fins de soudeur (circuits imprimés et intégrés, micro-soudures, transistors). Temps de chauffe 6 s. Poids 340 g. 20 W. 110 ou 220 V. Livré dans une housse avec panne WB et tournevis. Net: 622,00. Franco: 66,00. Ranne WB rechange. Net: 6,00 ENFIN!!

MINI-POMPE A DESSOUDER
« S » 455 (Import. suédoise)
Equipée d'une pointe Teflon interchangeable. Maniable, très forte aspiration.
Encombrement réduit, 18 cm.

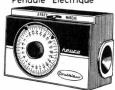
PRATIQUE: ETAU AMOVIBLE



FIXATION INSTAN. TANEE PAR LE VIDE

 ENFIN! UN PROGRAMMATEUR à la portée de tous

« TOUTALEUR » Pendule Electrique



C'est un interrupteur horaire con-C'est un interrupteur horaire continu à commande automatique servant à l'extinction et à l'allumage de tous appareils à l'heure désirée - Bi-tension, 110/220 V - Cadran horaire. H. 94, L. 135, P. 70 - Complet, avec cordon.

TYPE 10 A: 10 ampères - Puissance coupure 2 200 W en 220 V. Net .. \$3,00 - Franco ... \$9,00

TYPE 20 A - Même type mais 20

TYPE 20 A - Même type, mais 20
Amp. Puissance coupure 4 500 W.
Net 105,00 - Franco . 111,00

VALISES SACOCHES PARAT » TROUSSES OUSSES (importation allemande) Elégantes, pratiques, modernes





N° 100-21. Serviette universelle en cuir noir (430x320x140) et comportant 5 tiroirs de polyéthylène, superposés et se présentant à l'emploi dès l'ouverture de celle-ci.
Net 150,00 - Franco 165,00
N° 100-41. Même modèle, mais cuir artif. genre skai.
Net 112,00 - Franco 127,00
N° 110-21. Comme 100-21 mais compartiment de 40 cm de large pour classement (430 x 320 x 180). CUIR

Not 160,00 - Franco 175,00

Nº 110-41. Comme 110-21, en skaī.
Net 125,00 - Franco 140,00

Autres modèles pour représentants,
médecins, mécaniciens précision,
plombiers, etc. Demandez catalogue



PINCE A DENUDER ENTIEREMENT AUTOMATIQUE pour le dénudage rationnel et rapide des fils de 0,5 à 5 mm.



Type 155 N à 22 lames - Aucun réglage.

RADIO - CHAMPERRET

12, place Champerret, Paris 17°
Tél. 754-60-41. Métro Champerret
C.C.P. 1568-33 PARIS
Ouvert de 8 à 12 h 30 et de 14 à 19 h
Fermé dimanche et lundi matin

Voir également notre publicité en pages 8 et 9.

APPAREILS DE MESURES

VOC - LA TECHNIQUE PROFESSIONNELLE AU SERVICE DES AMATEURS



MINI VOC

GENERATEUR BF MINI VOC Unique sur le marché mondial!

mondial!

Oscillateur à transistor à effet de champ Fet • Fréquence de 10 Hz à 100 kHz en 4 gammes • Forme d'onde : sinu-caïdale rectangulaire Forme d'onde : sinursoïdale, rectangulaire • Tension de sortie max. : 0 à 6 V sur 600 ohms • Distorsion inférieure à 0,8 % sur l'ensemble des games et à 0,3 % de 200 Hz à 100 kHz • Temps de montée du signal rectangulaire 0,2 µs.
Prix 463;00. Fco 468,00

Pas grand



VOC ALI

ALIMENTATION STABILISEE

110-220 V. Sortie continue de 1 à 15 V réglable par potentiomètre. Intensité 0,5 A. Tension bruit inférieure à 3 mV C.C. Protection secteur assurée par fusible (190x 95x100 mm). Galvanomètre de contrôle volts/ampères. Voyant de contrôle. Prix 222,00. Fco 227,00

NEO'VOC

Tournevis néon indis-pensable à tous. Gran-de sensibilité. Prix 8,00. Franco 9,50



VOC VEI

Voltmètre électronique. voitmetre electronique, impédance d'entrée 11 mégohms Mesure des tensions continues et alternatives en 7 gammes de 1,2 V à 1 200 V fin d'échelle Résistances de 0.1 ohm à 1 000 mégohms
Livré avec sonde.
Prix 384,00. Fco 389,00



VOC 10

Contrôleur universel 10 000 ohms/V

Présentation sous étui.

Prix ..129,00 T.T.C. Franco 134,00



VOC 20 VOC 40

VOC 20 : contrôleur universel 20 000 ohms/
V • 43 gammes de mesure • Tension continue, tension alternative • Intensité continue et alternative • Chrimètre, capacimètre et dB • Présentation sous étui.
Prix 149,00 Fco 153,00 VOC 40 : contrôleur universel 40 000 ohms/
V • 43 gammes de universel 4 000 onms 4 V • 43 gammes de mesure • Tension continue, tension alternative • Intensité continue et alternative • Ohmmètre, capacimètre et dB.

Prix 169,00. Fco 173,00

CONTROLEURS « C.D.A. »

(Fabrication CHAUVIN-ARNOUX)
à suspension tendue (Brevet)

TYPE 21 - 20 000 Ω/V

Repérage automatique de l'échelle, Galva-nomètre suspendu sans pivot. Lecture : 1 mV à 500 V · 1 μA à 5 A. OHMMETRE - Décibelmètre. CORDONS imperdables. Fusibles dans la pointe de Touche. Continu

...... 166,00 - Franco 170,00

TYPE 50 - 50 000 Ω/V 257,00 - Franco 262,00

STOLLE 3406. Secteur 110/220 V.

STOLLE 3411 pour raccordement en voiture, camion, caravane, bateau, etc. Entrée 12/24 V. Sorties stabilisées 4-5-6-7,5-9 et 12 V sous 600

NOTICE SUR DEMANDE

79,00 - Franco 84,00

ALIMENTATIONS UNIVERSELLES Pour tous les récepteurs à

transistors. Electrophones,

phones, etc.

alternatif.

Net ...

CONTROLEUR Ca [21]



METRIX

MX 202 B

Franco MX 209. 20 000 Ω/V . 204,00 - 209,00 462. 20 000 Ω/V . . . 218,00 - 223,00 MX 202. 40 000 Ω/V . . . 300,00 - 305,00 453. Contrôleur électricien 194,00 - 199,00



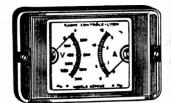
Nouveau! Démagnétiseur de poche « METRIX »

Indispensable pour démagnétiser en quelques secondes écran télévision couleurs, outils etc. Un tour de molette et l'aimantation disparaît.

69,00 - Franco 72,00

(Notice sur demande) « RADIO-CONTROLE » MINOR

Nouveau contrôleur universel à grande sensibilité, **20 000** Ω/V . 0 à 1 500 V - 50 μ A à 5 A. 1 W à 10 Meg. Décibelmètre. Capacimètres. Balistiques. s. Balistiques. ... **159,00** - Franco **165,00**



Voltampèremètre de poche VAP

VOLTAMPEREMETRE-OHMMETRE

Type E.D.F. (V.A.O.).
Voltmètre 0 à 150 et 0 à 500 V alt et cont.
Ampèremètre 0 à 5 et 0 à 30 A.
Ohmmètre 0 à 500 ohms par pile incorporée
et potentiomètre de tarage - Complet avec cordons et pinces.
PRIX **107.40** - Franco 112,50
Housse cuir pour VAO 35,80

APPAREILS DE TABLEAU

(Importation allemande)





RKB/RKC 57 **OEC 35**

« CENTRAD » CONTROLEUR 517 A

SIGNAL-TRACER Dernier modèle -Ω/V - 47 20.000 Ω/V - 47 gammes de mesur e s - voltmètre, (Import. allemande) Le stéthoscope du dépanneur localise r e s - voltmètre, ohmmètre, capaci-mètre. frequence-mètre - Anti-sur-charges, miroir de en quelques ins-tants l'étage MINITEST tants l'étage défaillant et permet de déceler la nature de la panne. parallaxe.

Complet, avec étui. Net ou franco :214,00



CONTROLEUR 819



CONTROLEUR DE CIRCUIT

95.00 - Franco 98.50

SONORE

(Appareils livrés avec pile, notice sur demande)

OUTILLAGE TELE



777R. Indispensable au dépanneur radio et télé, 27 outils, clés, tournevis, précelle, mirodyne en trousse cuir élégante

20.000 Ω/V - 80 gammes de mesure Anti-choc, anti-magnétique, anti-sur-charges - Cadran panoramique - 4 bre-vets internationaux - Livré avec étui fonctionnel, béquille, rangement, pro-tection. NET ou FRANCO : 252,50

MINI-MIRE 080 A W B B Annier Convergences Géométrie Pureté

Pureté

Bi-standard: 625-819 lignes Sortie

UHF: 10 canaux Grille de convergence Alimentation: 6 piles de

1,5 V Dimensions: 155 x 105 x 65

mm Poids: 800 g. Utilisable Télé

couleurs et noir et blanc.

Chez votre client, toujours votre minimire dans la poche.

Son prix mini (TTC) 2000 con contract de la contract de la

Son prix mini (T.T.C.) 977,00. Franco 982,00

RADIO - CHAMPERRET

A votre service depuis 1935

12, place de la Porte-Champerret - PARIS (17º)

Téléphone 754-60-41 - C.C.P. PARIS 1568-33 - M° Champerret
Ouvert de 8 à 12 h 30 et 14 à 19 h
Fermé dimanche et lundi matin
Pour toute demande de renseignements, joindre 0,50 F en timbres
Pour les envois contre remboursement ajouter 5 F

Voir également publicité page 7

pour tous ces appareils

REPARATIONS de tout appareil de mesures, cellules photo-électriques, etc., délais rapides. Travail de précision très soigné.

Devis sur demande

mA. Complet.

Net

« REELA »

« MINI-DJINN » REELA

Révolutionnaire :

- par sa taille
 par son esthétique
 par sa fixation instantanée
- orientable toutes directions.



Jovau de l'Auto-Radio

6 ou 12 volts - PO-GO - 2 W. Fixation par socle adhésif (dessus ou dessous tableau de bord, glace, pare-brise, etc.). Livré complet avec HP en coffret et antenne G ou 2 condensat. C. NET : 100,00 - FRANCO 108,00

« SUPER-DJINN » 2 T/71



Récepteur PO-GO par clavier, éclairage cadran, montage facile sur tous types de voitures (13,5x9x4,5) - HP 110 mm en boitier extra-plat - Puissance musicale 2 watts - 6 ou 12 V à spécifier, avec antenne gouttière ou 2 condensat. C.

Net 100,00 - Franco 108,00

« QUADRILLE 4T »

Nouvelle création
REELA
PO-GO, clavier 4 T dont 2 préréglées
(Luxembourg, Europe). Boîtier plat plastique, permettant montage rapide. 3 W. 6
ou 12 V à spécifier. HP coffret. Complet
avec antenne G ou 2 condensateurs C.
Net 120,00 - Franco 128,00

« VOLTAM »



AUTO-TRANSFORMATEURS

Qualité garantie - 1er choix Réversibles 110/220 et 220/110.

70	VA.	Net	 14,00	-	Franco	18,
100	VA.	Net	 18,00		Franco	23,
200	VA.	Net	 25,00	-	Franco	31,
300	VA.	Net	 31,00		Franco	38,
350	VA.	Net	 33,50	-	Franco	42,
400	VA.	Net	 36,00	-	Franco	46.
500	VA.	Net	 44.00		Franco	56.
750	VA.	Net	 55,00			
1 000	VA.	Net	 75,00	1		
1 500	VA.	Net	 90,00	-/	Ajout	er
2 000	VA.	Net	 140,00	1	por	
2 500	VA.	Net	 185,00	1	S.N.C	.F.
3 000	VA.	Net	205,00	1		

3 500 VA. Net ... 205,00 9 500 VA. Net ... 240,00 9 Pour intensités supérieures, nous consulter, ainsi que pour transfos de sécurité, d'alimentation, selfs de filtrage, etc. Nous effectuons également le rebobinage des transfos spéciaux.



nos AUTO-RADIO

DERNIERS MODELES

« SONOLOR » GRAND PRIX : PO-GO-FM « SONOLOR »



Commutable 6/12 V (9 transistors + 4 diodes), 3 touches préréglées en GO + 3 touches PO-GO - Bande FM - Eclairage cadran - 3 possibilités de fixation rapide - HP 12x19 en boîtier - Puissance 3,5 W. Complet avec antenne G.

Net 245,00 - Franco 255,00 Commutable 6/12 V (9 transistors

CHAMPION: PO-GO - Commutable 6 et 12 V - 3 touches de présélection - Fixa-tion rapide - Avec HP en boîtier - Antiparasites et antenne gouttière. Net 170,00 - Franco 178,00

MARATHON: PO-GO - 4 stations préréglées - Commutable 6-12 V - 3.5 watts. Complet avec HP boîtier et antenne G. Net 200,00 - Franco 208,00

Nous procédons à toutes installations déparasitages, montages, réparations d'Auto-Radio et antennes en nos ate

PROTEGEZ VOS TELEVISEURS avec nos REGULATEURS AUTOMATIQUES Matériel garanti et de premier choix « DYNATRA »



« SABIR »



NOUVEAU TYPE « REGENT »

Régulateur polyvalent pour télé double alternance ou mono alternance (Télé por-table, multicanaux, importation allemande, Philips). Entrées 110 et 220 V. Sortie 220

PROFITEZ DE NOS PRIX

EXCEPTIONNELS

BLAUPUNKT »



SOLINGEN PO-GO - 4 watts. Gde sélectivité grâce à 2 circuits d'accord - Mini (153×72×38) - Commutable 6/12 V et + ou - à la masse - H.P. en coffret inclinable - Antiparasites.

Net 235,00 - Franco 245,00

ANTENNES AUTO **NOUVEAU - INDISPENSABLE**



ALPHA 3 « FUBA »

(Importation

ANTENNE ELECTRONIQUE RETRO AM-FM

CONDENSATEURS ANTIPARASITES

u de **2 condensateurs.** Net 633. Cond. alternateur. Net 629. Filtre alimentation. Net 6,00 10,00 27,50 9,50 625. Self à air. Net

UNE DECOUVERTE EXTRAORDINAIRE!



Le HAUT-PARLEUR POLY-PLANAR

P.20 20 W crête B.P. 40 Hz - 20 kHz

Impéd. 8 ohms

300 x 355 x 35.
Poids: 550 g.
... 110,00 - Franco 115,00
5 W crête B.P. 60 Hz
8 W - 200 x 95 x 20.
... 77,00 - Franco 82,00
américaine). Prix TTC TYPE P5 20 kHz Prix TTC (Importation américaine).

ENCEINTES NUES POUR POLY-PLANAR

Etudiées suivant les nor-Etudiées suivant les normes spéciales de ces H.P. P20 et P5. Exécution en Sapelli foncé ou noyer, satiné mat. (A spécifier). EP 20 (h. 445, l. 330, p. 150). Net ... 62,00 - Franco 72,00 EP 5 (h. 245, l. 145, p. 150). Net ... 40,00 - Franco 46,00

NOUVEAU:

SPRUHOL 88 Lubrifiant de haute qualité utilisable de — 40° à + 175° C en boîte aérosol. 9,00 - Franco 12,00

(Notices sur demande sur tous les pro-duits Kontakt.

« RADIOLA - PHILIPS » **NOUVEAUX MODELES 1971**

RA 207 T PO-GO. 6 T + 3 diodes 12 V. — masse. 2, 3 watts. Eclairage complet avec H.P. boîtier.
Net 155,00 - Franco 163,00

RA 307 T PO-GO. 6 T + 3 diodes clavier préréglé 3 stations. 2, 3 watts. Eclairage. 12 V.— masse. Complet avec H.P. boitier. 189.00 - Franco 197.00

RA 308 12 V · (— à la masse) PO-GO clavier 5 touches dont 3 préréglées (7 transistors + 3 diodes), Puissance 5 watts (116x156x50), Complet avec H.P. Net 200,00 - Franco 208,00

RA 341 T PO-GO (7 T + 3 diodes). Préréglage « TURNOLOCK » par poussoir unique sur 6 émetteurs au choix en PO et GO. Tonalité. 5 watts (178x 82x41). 12 V. — masse.
Net 238,00 - Franco 247,00

RA 591 T/FM PO.GO.FM (10 T + 9 diodes). Tonalité. 12 V. — masse. Prise auto K7 (178x132x44). 5 watts. Net 495,00 - Franco 503,00



NCUVEAU: RA 320 T (ex 329 T)
PO-GO avec lecteur cassettes incorporé. 10 trans. + 5 diodes. Indicateur lumineux de fin de bande. 5 watts. Alimentation 12 V (177x132x 67). Complet avec H.P.
Net ... 360,00 - Franco 375,00

RA 321 T PO-GO lecteur cassettes stéréo 2 canaux de 6 watts. Balance réglable équilibrage des 2 voies. Indicateur lumineux de fin de bande. Reproduction cassettes mono/stéréo. Défilement 4,75 cm/s (18 T + 7 diodes). 12 V. — à la masse — (177x158x67). Livré sans H.P. ni condensateurs. Net 530,00 - Franco 545,00

INDUSTRIELS!



DEPANNEURS!

Les produits MIRACLE avec les MICROS ATOMISEURS « KONTAKT »

(Importation allemande) Présentation en bombe Aérosol. Plus de mauvais contact; plus de crachement. Pulvérisation orientée, évitant le dé-montage des pièces : efficacité et éco-nomie.

KONTAKT 60 - 61 WL

remède efficace contre les mauvais contacts.

KONTAKT 60 pour rotacteur, commu-tateur, sélecteur, potentiomètre, etc. Net 11,00 - Franco 14,00. KONTAKT 61. Entretien lubrification des

INDISPENSABLE

NOUVEAU

CASSETTE HEAD CLEANER Made in U.S.A.

cassette nettoyante utilisée quelques secondes sur votre « MINI-CASSETTE » nettoiera les têtes de lecture et d'enregistrement. Elle re-donnera à votre appareil netteté de reproduction et musicalité. Durée illi-mitée. Garantie non abrasive.

Net 9,00 - Franco 12,00 (Prix spéciaux par quantités)

« VOLTAM »

ARTOIS. Régulateur MANUEL, 300 VA avec voltmètre. Entrées et sorties 110 et 220 V. Net 70,00 - Franco 78,00

N'USEZ PLUS DE PILES

« MICRO CUBE » habituellement des piles.

TRANSISTORS - LAMPES DE POCHES - MAGNÉTOPHONES, etc. Équipez tous vos appareils alimentés par des piles DE CE PETIT CUBE MYSTÉRIEUX

PRÉSENTATION : Petit cube de façon marbre extrêmement décoratif.

POIDS: 9 grammes - DIMENSIONS: 19 x 19 x 19 mm.

 ${f BRANCHEMENT}$: Aucune complication - Simplement 2 soudures + et — (fils

Le « MICRO CUBE » reste à l'extérieur de l'appareil pour capter l'énergie électrique. UNIVERSEL : Pas de problèmes de voltage 1 SEUL MODÈLE qui permet d'alimenter TOUS LES APPAREILS DE 1,5 à 13,5 Volts.

menter TOUS LES APPAREILS DE 1,5 a 19,5 voille.

PLUS DE PROBLÈME de logement - TOUS LES APPAREILS mêmes les PLUS PETITS, peuvent être équipés du «MICRO-CUBE» qui reste à l'extérieur sous forme de breloque décorative.

19 F

CONDITIONS EXCEPTIONNELLES DE PROMOTION

GAGNEZ 28.50

EN PARTICIPANT T

à notre campagne de diffusion du MICRO CUBE parmi vos amis.

VOUS COMMANDEZ: 4 MICRO CUBES + 1 Générateur "G.L.E.M."

VOUS RECEVREZ : 4 MICRO CUBES + 2 GÉNÉRATEURS "G.L.E.M."

+ l'ouvrage "VOS BATTERIES" valeur 4,50 F

VOUS GAGNEREZ AINSI 28,50 F

(1 Générateur G.L.E.M. à 24 F + 4,50 "Vos Batteries")

EXPÉDITION : contre mandat

ou chèque à la commande de 106 F (100 F + 6 F de port)

Le MICRO CUBE est alimenté en énergie magnétique par le Générateur Linéaire d'Energie Magnétique (G.L.E.M.) fonctionnant sur 110 ou 220 V (à préciser à la commande. Prix 24 F).

Un générateur G.L.E.M. peut alimenter plusieurs « MICRO CUBES »

REVENDEURS: NOUS CONSULTER.



9, rue JAUCOUR PARIS (12°)
Tél.: 343.14.28 • 344.70.02
Métro: Nation (sortie Dorian)

Ouvert tous les jours de 8 h 30 à 19 h 30 sauf dimanche et lundi

AMPLI FRANCE 2×25 ou 50 W MODULES ENFICHABLES DOUBLE DISJONCTEUR ÉLECTRONIQUE crit dans le R.-P. du 15-11-68)



96,00 107,00 avec transfo. KLT
Ordre de marche

MODULE AMPLI 25 W
avec sécurité, disjoncteur,
EN KIT
EN ORDRE DE MARCHE
MODULE AMPLI 50 W
avec sécurité, disjoncteur 139,00 150,00 150.00

CHAMBRE DE RÉVERBÉRATION Recommandée pour musique électr nique, orgues, guitares, orchestres.

EFFETS SPÉCIAUX

EN ORDRE DE MARCHE

7 transistors Équipée du fameux ressort 4F "Hammond"

"Hammond"

Ampli et préampli incorporés
Entrées et sorties 10 mV
Dimensions: 430 × 170 × 50 mm
Poids: 2 kg
Alimentation par pile
Réverbération réglable en temps et en

amplitude. S'adapte immédiatement sans modi-S'adapte immédiatement sans modi-fication à l'entrée d'un ampli. EN KIT, COMPLET ... 250,00 EN ORDRE DE MARCHE ... 350,00



MODULES POUR TABLES DE MIXAGE MONO ou STÉRÉO

décrit dans le HP du 15-3-70

Combinaisons à l'infini se montent sans soudure un tournevis suffit

EXEMPLES D'ASSEMBLAGES

1) Table mono 3 entrées 3 modules PA 1 module mixage module alimentation Table stéréo 3 entrées 6 modules PA 2 modules mixage module alimentation

PRIX TTC PRÉAMPLI 220,00 MIXAGE 280,00 alim. sect 150,00 alim. bat

ET AINSI DE SUITE... 68,00
NOTICE SPÉCIALE CONTRE
ENVELOPPE TIMBRÉE

MONTEZ VOUS-MÊMES

WINTEZ VOIS-MEMES

UN LECTEUR DE CASSETTE

Mécanique nue, alimentation pile. Complet avec régulation moteur. Ampli de lecture 2,5 watts. PRIX..... 115,00

CHAINE HI-FI STÉRÉO 2 × 28 W SPÉCIALE POUR ÉCOUTE NORMALE EN APPARTEMENT SANS DÉFORMATIONS

SANS DEFORMATIONS bande passante 50 à 20 000 Hz à puissance maxi. Entrées 2 \times 4 mV - 2 \times 150 mV. Corrections : + 8 dB à 100 Hz - + 12 dB à 10 kHz. Imp. 5 à 8 Ω . Dim. ampli : 370 \times 230 \times 90 mm.

FILTRES POUR BRANCHEMENT DE HP

MINI-TUNER FM Dimensions 75 \times 44 \times 20 mm

Bande couverte 86 à 100 MHz.

Bande passante 10 à 20 000 Hz ±1 dB **KIT FRANCO** **90,00**

DÉPOSITAIRE **DES ANTENNES** DE TÉLÉVISION

« STOLLE »

L'ANTENNE DES CAS DIFFICILES

Documentation spéciale sur demande.

NOUVEAU I

ORGUE POLYPHONIQUE
3 OCTAVES « LIDO III »
Ampli incorporé 5 W « Vibrato » boîte de timbres 5 touches - Basses couplées -Pédale d'expression. Présentation en valise

Pieds repliables. valise.

EN ORDRE DE MARCHE COMBO 300 - 5 octaves 1200 F

HARMONIUMS

En console, 1 clavier 960 F
En console, 2 claviers 1200 F
DE NOMBREUX AUTRES MODÈLES :

DÉMONSTRATION PERMANENTE

Tous ces composants peuvent être ac

Vibrato 51,00
Double alimentation 120,00
Amplificateur BF 105,00
Clavier 464,00 Valise 240,00
Pieds 60,00 Pédale 60,00

ORGUE MONODIQUE

3 OCTAVES (Décrit dans Radio-Pratique de décembre 1970)

Boîte de timbres 64 combinaisons. Ampli 3 W et HP incorporés. Livré en valise.

EN KIT complet 400,00 En ordre de marche 490,00

PLATINES MF

MAGNÉTOPHONE « RAPSODIE »

ADAPTATEUR « RAPSODIE »

Platine MF (voir ci-dessus) 3 têtes mono-3 vitesses avec PA d'enregistrement lecture séparée. Sans Ampli BF.

EXCEPTIONNEL

COFFRET DE QUALITÉ PROFESSIONNELLE

En forte tôle - Peinture émaillée cuite Pour Ampli BF-HF - Emetteur-récepteur - Et toutes constructions sérieuses - 2 modèles :

CATALOGUE 1971

400 PAGES LA PLUS COMPLÈTE DOCUMENTATION FRANÇAISE

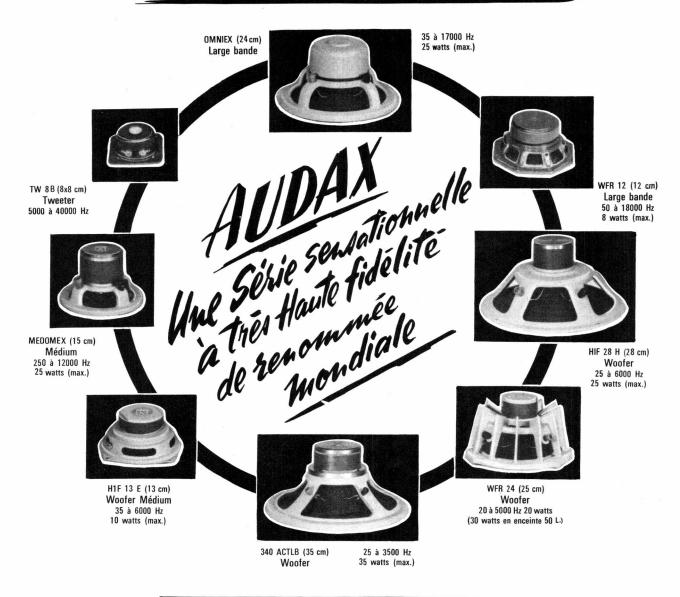
ENVOI: France 7 F en timbres-poste. Etranger: 12 F

MAGNÉTIC FRANCE - 175, rue du Temple, PARIS (3°) - C.C.C. 1875-41 - PARIS. Tél. : 272-10-74

trations de 10 à 12 h et de 14 à 19 heures. **FERMÉ DIMANCHE ET LUNDI. EXPÉDITIONS** : 10 % à la commande, le solde contre remboursement.

CRÉDIT: minimum 390 F: 30 % à la commande, solde en 3-6-9-12 mois

Par la régularité de sa production AUDAX vous assure la règularité des performances





POUR RÉALISER DE NOUVELLES ENCEINTES ACOUSTIQUES DE QUALITÉ EXCEPTIONNELLE ET OBTENIR DE PARFAITES CHAÎNES HAUTE-FIDÉLITÉ VOILÀ CI-DESSUS UNE SÉRIE DE HAUT-PARLEURS QUI VOUS SONT CONSEILLÉS

45, avenue Pasteur, 93-Montreuil Tél.: 287-50-90 AUDAX

Adr. télégr. : Oparlaudax-Paris Télex : AUDAX 22-387 F

La plus importante production Européenne de Haut-Parleurs

SE SE



localisation immēdiate des pannes, le stethoscope radio-ēlectricien

MINITEST 1: SIGNAL ACOUSTIQUE Vérification et contrôle des circuits BF-MF-HF: micros, hauts-parleurs, amplificateurs, pick-up, etc.

MINITEST 2: SIGNAL VIDEO. Vérification et contrôle des circuits HF-VHF conçus pour le technicien

MINITEST UNIVERSEL. Vérification et contrôle des circuits BF-HF-VHF.

L'appareil universel par excellence. Les appareils MINITEST sont en vente chez votre grossiste habituel.

BON pour une documentation (R.P.) Nom

Prénom

Rue

Ville de_

à SLORA - B.P. 41 (57) FORBACH

Dépt.



Réparations, toutes

marques

- ◆Révision Entretien
- Devis sur demande
- Prix exceptionnels
- •Conseils d'utilisation
- Délais rapides

Par techniciens hautement qualifiés

> N'HESITEZ **PLUS**



- Lampes à éclat, toutes puissances
- Condensateurs H.T.
- Diode de charge
- Diode H.T.
- Bobine d'impulsion
- ♦Cordon synchro etc... Montez votre

flash vous-même CONSULTEZ **NOUS**

sté FORMOSAFLASH

Dép Réparations - PHOTO-CINE - FLASH

64 Boulevard Magenta - Paris 10em Métro Gare de l'Est -Tel 607-97-14

Ouvert : Lundi au Vendredi - 9h à 19h -9h30 à 16h Samedi

Messieurs! jeunes gens!

ma nouvelle méthode secrète FORTIFLEX

(sans poids ni haltères, sans fatigue)

peut vous mouler un magnifique corps neuf et superbement musclé en 10 minutes par jour seulement

Avez-vous honte de votre corps ?

Ami, rendez-vous ce service à vous-même !

Regardez-vous bien dans le miroir, Vous voyazvous chétif, épuisé, avec des bras miteux,
des épaules osseuses, un estemac flasque et
des jambes maigres ? Les filles et les copains
se moquent-ils quand vous quittez le chemise ?

Creyvez-le one le creyvez pes ! Je peux couvrir
de muscles explosifs et virils chaque centimètres de vos bras squelettiques. 2 peux
garnir de chair masculine votre poitrine creuse
et la développer d'une bonne quinzaine de centimètres. Je peux habiller tout votre maigre
corps de vibrants muscles géants Fortiflex qui
ouperont le souffle aux filles et garçons et
qui vous vaudront respect et admiration. Et
tout cela, sans sercices fatigarens, sans poids
ni haltères et autres équipements coûteux.
Ou bien êtes-vous de ceux dont le corps est
accablé de graisse malsaine et affreuse à voir ?

Avez-vous honte de votre allure de "petit
gros" ? Eh bien, je peux aussi tout faire
pour vous ! J'enlèveral cette vilaine graisse

. Zecretz bonı avoir

du succès auprès

et la remplacerai par un corps Fortitlex, svelte et viril cuirassé de muscles souples : tout cela sans régime ni alimentation spéciale, sans exercices fatigants

Sans exercices fatigants

Comment Fortiflex bâtit de beaux corps
Fortiflex est le miracle moderne du « Body
Building» J. Il ne nécessite pas d'exercices
fatigants, ni de régimes désagréables et sévères,
ni des aliments vitaminés, ni des poids et
haltères. C'est l'étonnante découverte d'un
Doctour de l'Ouest. Ses recherches dans le
domaine de la Science de la Force Humaine
lui ont fait découvrir cette sensationnelle
mouvelle méthode qui développe de puissants
muscles fremes en 10 minutes par jour. Grâce
à elle vous « fortiflexez » chaque muscle une
seule fois d'une façon déterminée, ce qui est
plus efficace que d'exercer le muscle 20, 30
et même 100 fois comme les anciennes
méthodes le font faire.

Les succès féminins appartiennent
aux hommes forts ?

Faites-moi confiance et vous serez très vite
fier de montrer aux gens, à la plage ou aux
sports un corps brillamment neuf, plein
d'énergie, rempli de muscles d'acier et une
taille mince, solide comme un roc. Vos amis
vous regarderont avec admiration et jalousie ;
les jeunes femmes voudront toucher vos biceps
de fer et votre poirtin bombée et musclée
parce que c'est le sex-appeal des hommes
((vraiment homme) y qui les attire.

Prises au hesard, voici trois lettres
"d'Hommes Fortillex":

- Un grand merci pour m'avoir aidé à de-

- d'Hommes Fortifier
 Un grand mercie pour m'avoir aidé à de vanir un autre homme. Mes amis me bombardent de compliments (M. Lévêque à Herin France).
 Je n'avais jamais pensé que vous pourries me donner des muscles aussi sensationals sans exercice ni haltères (M. Essouam à Batang Cameroun).
 Meintenand, mes amis m'appellent Hercule (M. Randrianouline à Tamerarive Madagescer).

Retournez aujourd'hui-même le bon d'essai gratuit, sans risque et à prix réduit. GOOD WILL, B.P. 58-10 - PARIS 10"

Faites ci-dessous, une croix X en face des buts recherchés: Ubtenir une poitrine musclée, bombante de force vigoureuse. Perdre de la greisse du ventre. Mouler un dos puissant avec des épaules larges

Mouler un dos puissant avec des épaules larges et bien musclées.
Avoir de vrais muscles d'homme aux bras et aux poignets.
Développer une prise écrasante et

GOOD WILL B.P. 58-10 - PARIS 187*
D'accord! Je veux utiliser vos secrets pour obtenir un corps d'Hercule. Envoyez-moi de suite votre méthode complète Fortifiez (je n'aurai rien d'autr à acheter dans la suite). Joignez mon livre-cadeau : « Secrets pour avoir du succès auprès des jeunes feismes ». Si je n'obtiens pas le succès promis, veus me rembourserez sans discussion des réception de votre colis. Pour le règlement. (mattre anne craix X dans la case choisté).

Je vous dresses sujourd heim deme 29,50 f en billets de banque, par mandat à votre C.C.P. PARIS 400-26 (Good Will Paris), par chèque bancaire

Je préfère payer à l'arrivée du colis bien que cela me coûte 6,75 F en plus pour les

NOM. PRÉNOM **VOUS PAYEZ** SEULEMENT $\mathbf{0},50$ JFRS. C'est tout Rien d'autre à acheter

Oui si, actuellement, les jeunes femmes sont moqueuses quand elles vous voient en maillot, elles ne voudront plus connaître que vous loraqu'elles auront vu le puissant corps Fortiflex que je peux vous donner. Oui, je vous bătirai un corps solide et massif, avec des épaules d'homme, des biceps bombants, des poings comme des marteaux de forge, des jambes surpuissantes et une poitrine qui fera sauter les boutons de votre chemise. (C'est ce que vous promet formellement Mike Marvel, le "bâtisseur" des corps-champions).

12



SONORISATION TECTA



ORCHESTRES et GUITARES AMPLI GÉANT 100 W: 470 Francs

4 GUITARES + MICRO - PUISSANCE ASSURÉE Châssis en kit : **470 F**, ou câblé : **670 F** - Jeu de tubes : **75 F**. H.P. 35 W : **139 F** ou CABASSE 50 W spécial sono ou basse : **258 F**

CRÉDIT • Facultatif : fond, capot, poignée : 59 F • CRÉDIT KIT NON OBLIGATOIRE - MONTAGES TRÈS AISÉS

CRÉDIT 3 à 21 MOIS A PARTIR DE 36 F PAR MOIS

36 WATTS GEANT HI-FI 60 WATTS GEANT HI-FI

POUR 4 GUITARES + MICRO Sorties multiples - Hi-Fi. 4 entrées mélan-

POUR 4 GUITARES + MICRO Sorties multiples - 4 entrées mélangeables geables et séparées.

Châssis en Kit 360,00 - Câblé 520,00
Schémas grandeur nature c. 2 TP de 0,50

EP SONO : AUDAX 35 W guitare : 139,00 - CABASSE 50 W sono ou basse : 258.00

NOS AMPLIS SONO 6 A 30 WATTS:

AMPLI 6 W guitare en Kit... 100,00

AMPLI 13 W guitare en Kit... 175,00

AMPLI 22 W guitare en Kit... 190,00

AMPLI 22 W guitare en Kit... 190,00

AMPLI 30 W stéréo en Kit... 230,00

LES TUBES ET HP EN SUPPLÉMENT

NOS AMPLIS SONT AUSSI LIVRÉS CABLÉS EN ORDRE DE MARCHE SCHÉMAS GRANDEUR NATURE: MONTAGES TRÈS AISÉS

Joindre par schéma: 0,50 en T.P. (Devis et conditions de crédit)

CRÉDIT 3 A 21 MOIS - OU FACILITÉS DE PAIEMENT

ENCEINTE nue avec baffle et tissu. Grand modèle 105,00. Petit modèle 70,00

MICROS: 39,00 ou 65,00 ou 85,00 - PIED SOL: 59,00 ou 105,00

CHANGEUR automatique TELEFUNKEN à tête diamant: 228,00

TRANSEUROPA AUTOMATIC G SABA POUR CHEZ SOI AUX CHAMPS EN VOITURE



RECEPTIONS MONDIALES 8 GAMMES Tonalité optimale par 2 HP Tweeter commutable

PUISSANCE 4 WATTS EN AUTO : 6 WATTS

BLOC SECTEUR 110-220 V ET PILES, INCORPORÉS limentation en auto par bat-erie 6-12 V, sans modificaégalement incorporée

Quelques-unes parmi ses autres qualités:

4 gammes OC: 16-44 m, 19 m étalée, 49 m étalée, 109-40 m. Bande amateur sur 80 et 40 m.

2 gammes PO - Bande Europa étalée.

Modulation de fréquence - CAF commutable - et GO.

Somptueux équipement d'antennes incorporé : Ferrite (PO-GO) + cadre (OC) télesc. (FM + OC) • Grand cadran angulaire éclairé secteur ou batterie.

Prises extérieures : Antenne AM + FM et voiture - HP supplémentaires - Casques tourne-disque - Magnétophone • Poignée détach, cordon sect. escamotable.

CRÉDIT 190 F AU PREMIER VERSEMENT 65 595 F.

ACCESSOIRES FACULTATIFS: Jacks divers, antenne: 15 F - Berceau de fixation voiture: 45 F - Housse 40 F - Casque: 68 F. (Ils peuvent s'ajouter au crédit).

MAGNIFIQUE BROCHURE EN COULEUR POUR TOUS LES SABA avec nos prix exceptionnels et nos conditions de crédit (3 timbres de 0,50).

GRUNDIG

5 POSTES VOITURE 7 WATTS PUISSANTS WATTS DE RÉPUTATION MONDIALE « WELTKLANG »

W3000A - 3 W - PO-GO-OC... 270,00

W2501 - 5 W. Prérégl. auto. 5 touches, 3 GO - 2 PO 360,00	
W3010A - 5 W. FM - PO - GO. 395,00	
W3502 - 7 W. Prérégl. auto. 3 GO +	1
PO + OC 395.00	
W3503 - 7 W. Prérégl. auto. 3 GO +	:
PO + FM 585.00	1
W4501 - 7 W. Prérégl. auto. 2 FM -	
GO - PO - OC 595,00	
AC220 - Magnétophone cassette, reprod.	
et enregistrement + prise micro. pour	
poste voiture Grundig 480,00	

Dépliant auto en couleur et tarif CRÉDIT contre 3 TP de 0,50

CRÉDIT 6 A 18 MOIS Documentations complètes couleur 3 TP

PERCEUSES ÉLECTRI-





REMISES EXCEPTIONNELLES SUR LES PRIX CI-DESSOUS

E10SB - 310 W - 10 mm	2 10,00
E21SB - 350 W - 10 mm, 2 vit	350.00
E41SB - 350 W - 10 mm, 4 vit	389,00
et tous les autres modèl	es
M41S - 400 W - 13 mm - 4 vit	408.00
TOUS LES ACCESSOIRI	ES
S31 - Scie sauteuse	122,00
S33 - Scie circulaire	122,00
EVENDLE DE CDÉT	TIT
	et tous les autres modèl M41S - 400 W - 13 mm - 4 vit. TOUS LES ACCESSOIRI S31 - Scie sauteuse S33 - Scie circulaire

EXEMPLE DE CRÉDIT

M41S perceuse + S33 scie circulaire
avec accessoires polissage : _____

1er VERSEMENT : 147 F

NOUVE	LLES	A	F	E	RC	USSION	AF	G
AFO	SB2	350	W	-	2	vitesses	286	F
AFK	SB4	350	W	-	4	vitesses vitesses	358	F
~=	SB4	500	W	-	4	vitesses	560	F

OU FACILITÉS DE PAIEMENT : CRÉDIT 3 A 21 MOIS



RIGIA Société RECTA ARGIA



Fournisseur du Ministère de l'Éducation nationale et autres Administrations 37, AV. LEDRU-ROLLIN - PARIS-12° - DID 84-14 - C.C.P. PARIS 6963-99 A 3 minutes des métros : Gares de Lyon, Bastille, Austerlitz, Quai de la Râpée

EXPÉDITIONS POUR TOUTE LA FRANCE

adio plans SERVICE DE L'AMATEUR RADIO DE TÉLÉVISION D'ÉLECTRONIQUE

SOMMAIRE DU N° 282 - MAI 1971

PAGE

Suite du palmarès de notre grand concours Description des deux premiers prix

• Etude, réalisation et mise au point d'un générateur de courant à intensité régulée.

Régulateur électronique pour chauffage central au mazout

Stéréophonie à quatre canaux

Combiné radio-phono CONSUL

L'électronique appliquée :

 PH5, minuterie commandée par la lumière ou manuellement

SL 300, surveilleur électronique

Comment retrouver le brochage d'un transistor inconnu

Les bancs d'essai de Radio-plans

L'amplificateur KORTING A500

Deux contrôleurs électroniques Chinaglia

Nouveaux transistors à effet de champ

Chronique des ondes courtes :

 Montage oscilloscopique simple pour le contrôle de la qualité d'une émission

En avant première au salon des composants Réunion d'information de la RTC

Comment contrôler la vitesse ou l'intensité lumineuse de plusieurs lampes

Salon International des Composants Electroniques 1971

Nouveautés et informations

Le courrier de Radio-Plans

NOTRE COUVERTURE :

Fin de la chaîne de montage des antennes-auto aux usines Wisi.

SOCIÉTÉ PARISIENNE D'ÉDITION

(Société Anonyme au capital de 30.000 F.) Président-Directeur Général, Directeur de la publication : J.-P. VENTILLARD Secrétaire général de rédaction : André Eugène Secrétaire de rédaction : Jacqueline Bernard-Savary

DIRECTION—ADMINISTRATION ABONNEMENTS — RÉDACTION RADIO-PLANS: 2 à 12, rue de Bellevue

PARIS-XIX• - Tél.: 202-58-30 C. C. P.: 31.807-57 La Source

ABONNEMENTS : FRANCE : Un an 26 F - 6 mois 14 F ÉTRANGER : Un an 29 F - 6 mois 15,50 F

Pour tout changement d'adresse envoyer la dernière bande et 0,60 F en timbres



PUBLICITÉ : J. BONNANGE 44, rue TAITBOUT PARIS - IXe

Tél.: 874.21-11

Le précédent numéro a été tiré à 47.185 exemplaires



EXCEPTIONNELLE VENTE d'accus CADMIUM-NICKEL CLASSI-QUES pour la réalisation d'alimentations stabilisées de grande sécurité.

Amp.	Prix-	Les 5	Les 10
	pièce	soit 6 V	12 V
4	9 F	35 F	60 F
6	11 F	45 F	80 F
10	18 F	70 F	130 F
15	20 F	80 F	150 F
20	22 F	85 F	150 F

UNE OCCASION UNIQUE

UNE OCCASION UNIQUE de vous équiper en CADMIUM NICKEL inusables à des prix que vous ne retrouverez plus (surplus). En effet, un élément CADNICKEL 6 ampères : coûte 64 F-10 ampères : 105 F et vous paierez pour les mêmes puissances mais en éléments classiques : 6 ampères : 11 F — 10 ampères : 18 F.

Port en sus

CHARGEURS POUR TOUS USAGES

AUTOS-TRANSFOS

REVERSIBLES	110 /220 - 22)/110 V
40 W 14,00 80 W 17,00 100 W 20,00 150 W 24,00 250 W 35,00 350 W 40,00	750 W 69 1 000 W 79 1 500 W 1 1	9,00 5,00 9,00 4,00 4,00 1,00 1,00 1,00 1,00 1,00 1

COLIS CONSTRUCTEUR 516 ARTICLES. Franco

98 F COLIS DÉPANNEUR dont 1 contrôleur universel. Franco.

Francisco universel. Francisco V. Pendule Alectric V. Pendule électrique avec mise en route et arrêt automatique de tous appareils. Puissance de coupure 2 200 W. + port: 6 F-Garantie: 1 AN.

Garantie: 1 AN.
Modèle 20°A coupure 4 400 W.

NOUVEAU MICRO 9,60

subminiature dynamique
Franco. Épaisseur 7 mm. Poids : 3 g. Peut
être dissimulé dans les moindres recoins. Payable par chèque, mandat ou 24 tim-bres-poste à 0,40 F

ACCUS POUR MINI K 7

Ensemble d'Éléments spéciaux avec prise de recharge extérieure. Remplace les 5 piles 1,5 V. Poids 300 g.

Prix 125 F + port 6 F

ACCUS PLOMB

Avec indicateur de charge. Éléments de 2 V 3 A/H. Dimensions : H = 100 × L = 55 × épaisseur 20 m/m, ids = 25 g.
fait en 4, 6 A, etc. Doc. sur demande.

> AFFAIRE UNIQUE ACCUS « BOUTONS »
> AU CADMIUM-NICKEL
> (Matériel neuf et garanti)

Boutons étanches 250 mA, type RP290, Ø 35 mm. Epais 5,5 mm. 17 g. Prix tarif : 6,50 F pièce. Les 10, 48,00. Les 20, 90,00. Les 50, 210,00.

ACCUMULATEURS CYLINDRIQUES CYL - 1.2 A - Ø 14 mm. L : 90 mm. Poids : 55 g. PRIX catalogue 24 F. EXCEPTIONNEL : 16 F.

CY - 300 mA - Ø 14 mm. L : 30 mm. Poids : 20 g. PRIX catalogue 12 F. EXCEPTIONNEL : 8,50 F.

CY - 4 A/H - Format « torche ». Prix catalogue 48 F. EXCEPTIONNEL : 39 F. **DISPONIBLES:** Tous les éléments étanches: capacités: 0,05 - 0,1 - 0,3 - 0,5 - 1 - 2 - 3 - 3,5 - 5 - 10 A.

POUR REMPLACER TOUTES LES PILES

RÉSISTANCES ASSORTIES 100 présentées dans un coffret bois. Franco 10,50

CONDENSATEURS 50 payables en timbres poste 14,50

INDISPENSABLE

TOUT SUR TOUS LES ACCUS

Luxueux ouvrage de 108 pages format 10×15 cm, bourré de conseils techniques et pratiques, abon-damment illustré. Indispensable à tous les utilisateurs tous les utilisateurs de batteries : voitures - télécom. modèles réduits - sécurité, etc.
PRIX 4,50 F



En vente chez votre libraire habituel à défaut T. Service - Payable en T. P.

APPAREILS EN PIÈCES DÉTACHÉES A ces prix, ajouter 6 F de port

F SABAKI POCKET. PO-GO. POSTE A TRANSISTORS COMPLET

32 F SHAROCK PO ou GO EN PIÈCES DÉTACHÉES

Voir réalisation dans R.P. d'août - n° 261 H.P. 6 cm. Aliment. pile 4,6 v standard Complet en ordre de marche + port 6 F

F AMPLI DE PUISSANCE HI-FI à transistors. Montage professionnel. **COMPLET** (sans HP)

F COFFRET POUR MONTER UN LAMPEMÈTRE. Dim. : 250 × 145 × 140 mm.

F COFFRET SIGNAL TRACER
A TRANSISTORS « LABO »
Dim. : 245 × 145 × 140 mm.
CONTROLEUR UNIVERSEL

Continu/Alternatif. Permet le contrôle de tous les circuits électriques jusqu'à 400 V.

9, rue JAUCOURT PARIS-12e

Tél : 343-14-28 • 344-70-02

Métro : Nation
(sortie Dorian)

Intéressante documentation illustrée R.-P. 5-71 contre 3,50 F en timbres

RÈGLEMENTS : Chèques, virements, mandats à la commande. C.C.P. 5 643-45 Paris

Ouvert tous les jours de 8 h 30 à 19 h 30 sauf dimanche et lundi

CE MYSTÉRIEUX "MICRO CUBE" CAPTE L'ÉNERGIE ÉLECTRIQUE

permet d'alimenter ÉTERNELLEMENT TOUS LES APPA-REILS DU PLUS PETIT AU PLUS GROS qui utilisent des piles de 1,5 à 13,5 V :



Transistors, lampes de poche magnétophones, jouets etc... N'USEZ PLUS DE PILES

PROFITEZ DE NOTRE OFFRE EXCEPTIONNELLE DE PROMOTION en vous reportant à notre PUBLICITÉ PAGE 10

APPAREILS EN ORDRE DE MARCHE

80 F « ZODIAC » POCKET PO-GO
8 transistors.

Dim.: 163 × 78 × 37 mm.

Vendu avec housse (+ Port 6 F)

F « TURBOT » pocket PO. GO. 6 transistors + port 6 francs.

198 F « NARVAL » PO. GO. FM. 10 transistors, 3 diodes 10 transistors, 3 diodes 210 × 130 × 50 % (+ port 6 F).

riviani-star. Poste miniature (décrit dans RP de juin 70). Dim. : 58 × 58 × 28 mm. Poids : 130 g. Écoute sur RP. En ordre de marche avec écrin. En p. détachées schéma plans 27 F Port + 6 F.

RÉGLETTE POUR TUBE FLUO

« Standard » avec starter

Dimens. en mètre | 220 V | 110 /220V Mono 0,60 ou 1,20 . . . 28 F 34 F Duo 0,60 ou 1,20 52 F 65 F + port S.N.C.F.

119 F STABILISATEUR AUTOMATIQUE POUR TÉLÉ
Entrée 110/220 V. Sortie 220 V stabilisé et corrigé. 200 VA. 250 VA (Modèle luxe)
138 F + port SNCF

Idueest à vous





107 F

notre méthode :

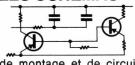
et voir

Sans "maths", ni connaissances scientifiques préalables, ce nouveau cours par correspondance, clair et très moderne, est basé sur la PRATIQUE (montages, manipulations, etc.) et l'IMAGE (visualisation des expériences sur oscilloscope).

1 - CONSTRUISEZ UN OSCILLOSCOPE

Avec cet oscilloscope portatif et précis que vous construirez et qui restera votre propriété, vous vous familiariserez avec tous les composants électroniques,

2 - COMPRENEZ LES SCHÉMAS



de montage et de circuits employés couramment en électronique.

3 - ET FAITES PLUS DE **40 EXPÉRIENCES**

Avec votre oscilloscope, vous vérifierez le fonctionnement de plus de 40 circuits : action du courant dans les circuits, effets magnétiques. redressement, transistors, semi-conducteurs, amplificateurs, oscillateur, calculateur simple, circuit photoélectrique, récepteur et émetteur radio, circuit retardateur, commutateur transistor, etc.

REND VIVANTE L'ÉLECTRONIQUE!

Pour recevoir sans engagement notre bro-chure couleurs 32 pages, remplissez et envoyez ce bon à **LECTRONI-TEC**, 35 - DINARD (FRANCE)

NOM (majuscules SVP)_ ADRESSE

GRATUIT! un cadeau spécial à tous nos étudiants pour les détails

VOICI LA FIN DU PALMARÈS DE NOTRE GRAND CONCOURS

LAURÉATS SESCOSEM

JUNIOT Pierre - (67) MUNDOLSHEIM (antivol électronique pour voiture).

ORY Jean-Marie - (54) NANCY (minuterie électronique).

LEVEILLEY Lucien - (33) SABLONS-de-GUITRES (électroscope électronique).

COUDRAY Jean - (93) SAINT-DENIS (clignotant de sécurité pour vélomoteurs).

OLIERIC Yvon - (93) AUBERVILLIERS (mini-cerveau électronique antivol).

POIREL Alain - (54) JARVILLE (interphone à standard automatique).

DESMOULIN Jean - (62) CALAIS (alimentation d'un flash).

NOGARET Jean - (48) LA CANOURGUE (disp. de contrôle autom. d'arrêt et de démarrage d'appareils électriques).

GOUALARD Charlie - (72) LE MANS (tensions diverses à partir d'une source unique).

SEVIN Alain - (72) LE MANS (antivol).

Les lauréats énumérés ci-dessus recevront un bon contre lequel ils pourront obtenir 100 F de matériel en s'adressant aux dépositaires régionaux SESCOSEM suivants:

Région Parisienne - Sescosem. Service commercial. 101, bd Murat - Paris 16° - Cie Continentale Électronique. 33, rue Vivienne 75 Paris 2° - Cifte. 50, rue J.P. Timbaud - 92 Courbevoie - Les Compoants Électroniques. 160, route de la Reine - 92 Boulogne - Codirel. 105, rue Sadi-Carnot - 93 Bagnolet.

Distributeurs régionaux : Nord -Side (Rémy), zone industrielle de Seclin -59 Seclin

Ouest - Électronique de Normandie. 8, rue de la Croix-d'Yonville - 76 Rouen Bellion & Cie. 40, quai de l'Ouest - 29 N Brest

Est - Selfco. 31, rue du Fossé des Treize -67 Strasbourg - Cepma (Total Télévision) 11, rue du Polygone - 25 Besançon

Centre - Centre Électronique Diffusion, rue Bernard-Brunhes - 63 Clermont-Fer-rand - Ets J.J. Teissier S.A. 2, rue Basse-des-Rives - 42 St-Étienne

Rhône-Alpes - Radialex. 74, rue Vendôme - 69 Lyon - Radialex. 3, rue Moyrand - 38 Grenoble

Côte d'Azur - Dimel. 39, avenue Marceau -

Provence - Cabus et Raulot. 49, rue de Village - 13 Marseille 6° Midi-Pyrénées - Sodimep. 8, rue Jean-Suau - 31 Toulouse
Sud-Ouest - Sté Sadige. 11, av. du Corps Franc Pommiès - 64 Pau

Sud-Est - Sescosem. Service commercial 38 - Saint Égrève

LAURÉATS S.G.S.

LEGRAY Patrick - (14) LION-sur-MER (synchroniseur de diap.).

BIGNON Alain - (92) MALAKOFF (indicateur d'accord FM).

THOMAS Marcel - (92) COURBEVOIE (asserv. projecteur diap à un magnéto-stéréo).

L'HUILLIER J.-P. - (17) ROCHEFORT (récepteur superréaction).

VALLET Jean-Luc - (62) CARVIN (correcteur de fréquence à possibilités multiples).

Les lauréats désignés ci-dessus vont recevoir un bon qu'ils pourront échanger contre 200 F de matériel auprès de la S.G.S. - 45, rue Eugène-Oudiné - Paris-13°.

LAUREATS RADIO-PLANS

TAILLIAR Alain - (94) VILLENEUVE-le-ROI (traceur de caractéristiques).

VACHER Jean-Pierre - (51) CHALONS-sur-MARNE (appareil de télécommande).

LECLUSE Dominique - (14) DOUVRES-la-DELIVRANDE (émetteur 144 MHz).

IZARD Jean-Marc - (75) PARIS-XIIe (stéréo).

THOMAS Marcel - (92) COURBEVOIE (synchro entre projecteur et magnéto).

VALLET Jean-Luc - (62) CARVIN (correcteur de fréquence).

FARGIER Claude - (45) LES BENARDIERES (injecteur de signal).

GERBAULT Dominique - (77) MELUN (micro-émetteur simple).

ORY Jean-Marie - (54) NANCY (minuterie électronique).

POUDEROUX Bertrand - (75) PARIS-XVIe (générateur BF de signaux rectangulaires).

Les dix lauréats de notre liste recevront un chèque de 100 F courant mai.

De gauche à droite : M. et Mme François, M. J.-P. Ventillard, Directeur de la Publication, et M. Bonnange, Régisseur de la Publicité, au cours du cocktail organisé pour la remise officielle des prix aux heureux gagnants.



Au cours du cocktail organisé le 5 avril dernier dans les locaux du groupement G.-VENTILLARD, Monsieur FRANÇOIS (accompagné de son épouse) reçut des mains de M. J.-P. VENTILLARD le chèque de 1 500 F qui venait récompenser la description de son générateur de courant à intensité régulée dont nous donnons la description dans les pages suivantes.

M. BRISMEZ, le 2e gagnant de cette compétition faisait également partie de cette sympathique réunion. Nos lecteurs trouveront également le développement du régulateur électronique pour chauffage central au mazout qui lui a valu la deuxième place.

Ajoutons que de nombreux montages, parmi tous ceux proposés par les concurrents, pourront intéresser nos lecteurs.

Aussi, nous proposons-nous de publier chaque mois dans nos colonnes le plus grand nombre d'entre eux.

Voici le premier prix de notre concours

Étude, réalisation et mise au point

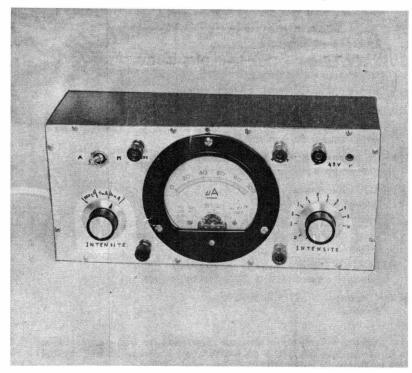
d'un

GÉNÉRATEUR DE COURANT A INTENSITE REGULEE

Le concours est maintenant terminé et les résultats publiés

Beaucoup de montages, parmi ceux proposés par les concurrents, sont susceptibles d'intéresser d'autres lecteurs. Pour cette raison nous nous proposons d'en publier chaque mois le plus grand nombre.

A tout seigneur tout honneur, voici celui qui a obtenu le premier prix.



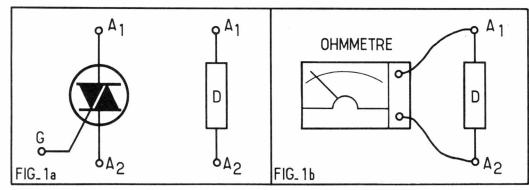


Fig. 1A. — Le circuit intégré 2N4992 considéré comme un simple dipôle.

Fig. 1B. — Mesure de la résistance, à l'ohmmètre d'un dipôle,

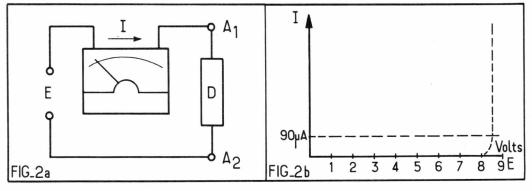


Fig. 2A. — Montage classique permettant de relever I = f (E).

Fig. 2B. — La courbe peut être relevée jusqu'à $I=90~\mu A.~Au$ -delà, destruction du circuit intégré.

A notre époque où les semi-conducteurs règnent en maître dans le domaine de l'électronique, il n'est plus possible de se contenter de tester ces composants à l'aide d'un simple ohmmètre. Il faut au minimum pouvoir en relever les caractéristiques statiques et ceci dans des conditions telles que le composant ne soit pas détruit s'il présente une résistance différentielle négative *. (Le lecteur débutant trouvera en annexe, sous le titre : « Quelques définitions », l'explication des termes marqués *).

Prenons um exemple concret, pour bien fixer nos idées. Soit D (fig. 1A) le dipôle * A1 A2 constitué par le circuit intégré GE 2N4992 (thyristor bilatéral) dont le « g » est en l'air. On constate, à l'ohmmètre simple (fig. 1B) que la résistance statique * A1 A2 ou A2 A1 vaut pratiquement l'infini.

Si l'on essaie de relever la courbe

Si l'on essaie de relever la courbe I = f (E) en montant D dans un circuit classique (fig. 2A) permettant de mesurer I en fonction de E on constate (fig. 2B) que si E varie de 0 à 8,4 volts, I varie de 0 à 2 µA; de 8,4 à 8,5 V, I varie de 2 à 60 µA, mais à 8,5 V l'intensité augmente brusquement et si le dipôle n'est pas protégé par une résistance en série, il est tout simplement détruit. (Le microampèremètre encaisse lui aussi un sérieux mauvais coup). Une telle allure de fonctionnement laisse supposer qu'à 8,5 volts, la résistance différentielle de D devient négative.

se supposer qu'à 8,5 volts, la résistance différentielle de D devient négative.

La seule solution logique est donc de relever la courbe E = f (I) c'est-à-dire d'imposer le courant I et de mesurer

la tension E. Il faut pour cela (fig. 3A) utiliser un générateur de courant à in-tensité régulée « GCIR » et brancher un voltmètre électronique VME aux bornes de D. Dans ces conditions, on relève aisément et sans danger la courbe re-produite fig. 3B. On peut ensuite cal-culer aisément la résistance différen-tielle Rd du dipôle : 1° entre 2 et 60 µA, Rd est pratique-

ment nulle; 2° de 60 à 90 μA, Rd est négative et vaut approximativement: 7,8

 $_{-} = -260 \text{ K}_{2}$

30 — 60 30 μA
3° de 90 μA à 10 mA, Rd est à nouveau pratiquement nulle. Comme le voltmètre électronique est devenu d'un usage courant et que de nombreuses réalisations en ont été proposées dans la nsations en ont ete proposees dans la presse technique, nous pensons que seule la description du générateur de courant est utile, d'autant plus qu'un tel appareil est pratiquement introuva-ble en réalisation non professionnelle. Notons au passage que l'association d'un GCIR et d'un voltmètre électroni-

que permet : 1º des essais non destructifs de nom-

breux composants;
2º des essais d'étages amplificateurs
ou autres à intensité imposée;

3° de réaliser un ohmmètre à lecture linéaire ;

4º de relever la courbe E = f (I) dans les deux sens (cyclogrammes).

Avant de commencer la description de notre GCIR, il nous semble utile d'en

donner les caractéristiques principales.

Courant fourni: Tension : 0 à 30 volts. Intensité : 3 gammes 0-100 μΑ

0-1 mA 0-10 mA

Puissance maximale: 300 mW Régulation : variation δI de I pour une variation de 0 à 30 volts de la tension de sortie : δI < 1 % I Alimentation : secteur

S e m i-conducteurs : 4 BY127 ; 1 ZD47 ; 1 ZF10. 4 BC107 ; 4

Sortie auxiliaire à tension constante:

7 V ; 0 à 15 mA. Entrée auxiliaire permettant d'utiliser le microampèremètre seul (3 gammes 0- $100~\mu A$, O-I mA, 0-10~mA).

PRINCIPES DE BASE

Deux solutions sont possibles pour maintenir l'intensité I d'un courant constant dans une résistance variable Rx.

La première consiste à rendre E variable en fonction de Rx, de manière à toujours avoir E = I . Rx.

La seconde solution consiste (fig. 4) à monter en série un générateur de courant E, une résistance ajustable Rv et la résistance variable Rx. Si Rsv est ajustable de 0 à ∞, la peut être ajustée E

entre O et $\frac{}{R_{SX}}$ - Ampères.

Si Rx varie et que I reste constant, la tension aux bornes de Rv varie aussi, puisqu'elle vaut E—I. Rx. Pour que cette variation n'influence pas I, il suffit que Rv ait une résistance différentielle infinie.

BASES DU CIRCUIT RY

Un montage très simple permet d'ap-procher ces conditions de très près. Mais examinons d'abord le schéma fi-

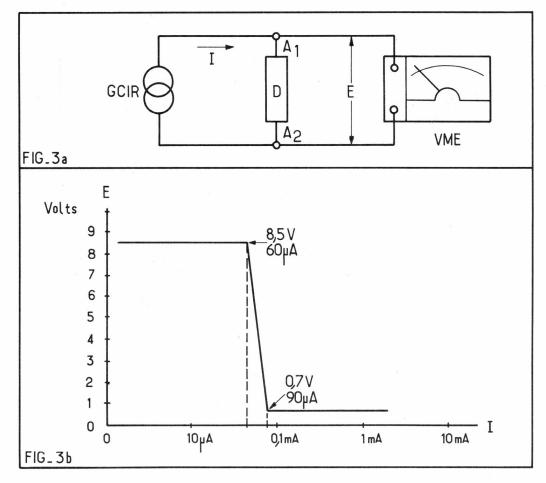


Fig. 3A. — Montage à intensité régulée permettant de relever la courbe E = f (I).

Fig. 3B. - Caractéristiques E = f (I) du circuit intégré 2N4992.

gure 5 qui représente un transistor monté en collecteur commun.

Tant que U, Ic et U.Ic restent dans les limites d'utilisation du transistor, on sait que Eb ne varie presque pas, donc que Ee vaut toujours Epol-Eb et que cette tension reste pratiquement égale à Epol — 0,6 V. La tension Ee = $(Ib + Ic) \cdot R$.

Prenons un transistor BC107. Fixons

faire varier Ie de 0 à 5,4 ampères. En

choisissant pour R des résistances de 47 k Ω ; 4,7 k Ω et 470 Ω on obtient 3 gammes d'intensité : 1^{re} gamme :

gamme 5,4 de 0 à = de 0 à 115 μ A. 47 KΩ de 0 à = de 0 à 1,15 mA 4,7 KΩ gamme - = de 0 à 11,5 mA.470 Ω

La résistance différentielle de sortie 8 Et

vaut à peu près β R. 8 Ic

En posant $\beta=100$ on obtiend R_d de l'ordre de 4,7 M Ω , 470 k Ω et 47 k Ω . Ces Ra sont encore loin de tendre vers

Examinons maintenant le schéma de la figure 6, Si pol·vaut 10 volts U res-tera pratiquement fixe à 9,3 volts et I_c ne dépendra plus que de la valeur de

la résistance statique sous 9.3 volts du transistor T_2 . Si maintenant E_t augmentransistor 12. Si maintenant et augmente ou diminue, U ne variera presque pas et I_e et I_c resteront pratiquement constants. En première approximation nous pouvons dire que la résistance

différentielle $\frac{}{\delta I_c}$ - vaut β₁ β₂ R. Ce qui

donne pour la première gamme 100^2 . $47~k\Omega=470~M\Omega$, pour la deuxième gamme $47~M\Omega$ et pour la troisième gamme $4,7~M\Omega$. Ceci entraîne, dans un cas très défavorable, où $E_t=20$ volts alors que I_c est réglée par pol $_2$ à 2 mA 20 V

(3º gamme) une variation de

= 4,2 µA, ce qui représente une variation de 2/1000 de l'intensité I_c. Nous pen-sons donc que nous atteindrons facilement une stabilisation en courant de 1 % (δI < 1 % de I).

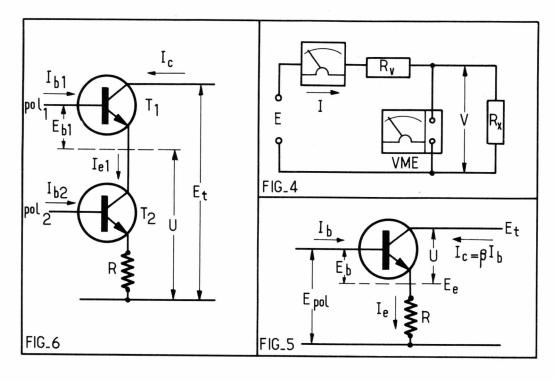
L'examen des courbes de régulation, relevées expérimentalement (fig. 12) montre que ce résultat est largement atteint tant que la tension aux bornes du circuit testé ne dépasse pas 30 volts.

Examen du schéma général. (Fig. 7)

L'alimentation à partir du secteur fournit à vide une tension redressée et filtrée de 76 volts aux bornes du condensateur C₄ de 25 µF, 200 V. Cette tension est appliquée par la résistance R₁ aux bornes d'une diode zener 47 V ± 5 %, 1 watt (une ZD47 montée sur un petit radiateur). R₁ doit être choisie

pour limiter le courant dans la diode à 20 mA (0,02 × 47 = 0,94 W).

C'est pour de simples raisons matérielles (nous avions ces pièces sous la main) que nous avons utilisé deux transformateurs 220 /24 volts, 25 mA, dont les primaires sont en parallèle et



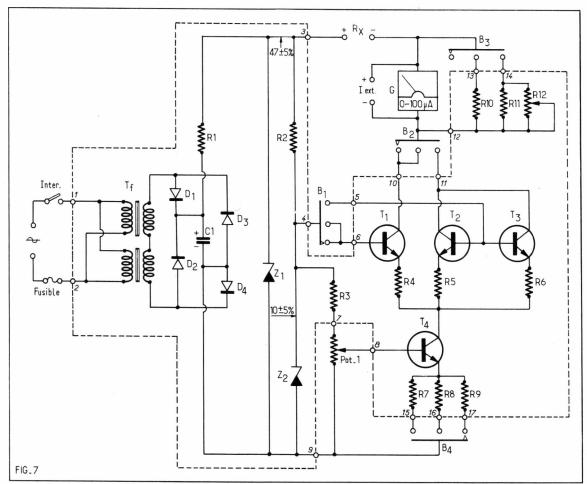


Fig. 7. — Schéma général du générateur de courant à intensité régulée et valeur des éléments.

In: interrupteur secteur. : fusible 0,1 A. Tf: transfo. secteur/48 V; 25 mA D_1 à D_4 : diodes redresseuses (BY127). C_1 : cond. électr. 25 μ F; 200 V. Z_1 : diode zéner 47 volts \pm 5%; 1 W. (ZD47). Z_2 : diode zéner 10 V \pm 5%; 250 mW. (ZF10). Pot₁ : potentiomètre bobiné 10 K. G: microampèremètre 0-100 μA. B₁ à B₄ : combinateur miniature 4 circuits 3 positions. T_1 à T_4 : transistors BC107. R₁: voir texte $R_2: 16 k\Omega$ R_3 : 5,6 k Ω R_7 : 470 Ω R_4 à R_6 : 47 Ω R_8 : 4,7 $k\Omega$ R₉: 47 kΩ \mathbf{R}_{10} et \mathbf{R}_{11} : voir texte R_{12} : potentiomètre bobine miniature 50 Ω .

Fig. 4. — L'intensité du courant I reste constante si la résistance différentielle de Rv est infinie.

Fig. 5. - Relations entre les tensions et les intensités dans un transistor monté en collecteur commun. La résistance dif-férentielle δ Et $/\delta$ Ic vaut approximativement βR .

Fig. 6. - En maintenant pol, constant, la Rd $\delta \text{Et}/\delta \text{Ic}$ devient très grande (approximativement Rd = $\beta_1\beta_2$ R).

les secondaires en série. Le redresseur utilise pour les mêmes raisons quatre diodes BY127 (D₁ à D₄). Cette alimentation présentant une résistance interne de 1 $k\Omega$, R_1 devait valoir

76 - 47 $\cdot = 1000 = 450 \Omega.$ 0,02

Pratiquement 470 Ω 1 W convenait très bien. Un diviseur de tension formé par la résistance R_2 (16 $k\Omega$, 1/4 W) et la diode zener Z_2 (10 V \pm 5 %; ZF 10) assure une stabilité complète de la tenassure une stabilité complète de la tension de polarisation des bases des transistors T₁, T₂ et T₃ (tous des BC107). Cette tension de 10 V est appliquée par la résistance R₃ de 5,6 K₂ au potentiomètre bobiné Pot de 10 kΩ. La tension de polarisation de la base du transistor T₄ peut ainsi être ajustée entre 0 et 6 volts.

L'émetteur de T₄ est relié en moins

L'émetteur de T4 est relié au moins général par l'une des résistances R_7 (470 Ω) R_8 (4,7 $k\Omega$) ou R_9 (47 $k\Omega$). Ces (470 Ω) R₆ (4,7 kΩ) ou R₆ (47 kΩ). Ces résistances sont choisies par la section B₄ d'un combinateur à 4 circuits 3 positions, en fonction de l'intensité maximale demandée (10 mA, 1 mA, ou 100 μA). Le collecteur de T₄ est relié en permenence aux émetteurs de T₁ à T₅ par les résistances R₄, R₅ et R₆ de 47 Ω. (En pratique R₄ n'a aucune utilité c'est comme notre apprendice un lité, c'est comme notre appendice, un reste de l'évolution du montage).

Sur les gammes 100 μ A et 1 mA, T₁ est alimenté et T₂ et T₃ sont hors-circuit. Ce double montage est nécessaire cuit. Ce double montage est necessaire car il ne faut pas oublier que les transistors BC107 n'ont un courant de fuite pratiquement nul que si la température de leurs jonctions reste raisonnable. Or si Ti devait supporter 10 mA sous 36 volts, il dissiperait 0,36 watt et sa température de jonction serait très élevée. Il se pourrait alors qu'il soit im-possible de ramener l'intensité du coupossible de ramener l'intensité du courant à zéro. De même, afin de limiter la dissipation de chaque transistor à une valeur acceptable, ce sont les transistors T² et T³, montés en paralèle, qui assurent la commande du courant dans la gamme des 10 mA.

Les résistances R⁵ et R⁶, par leur effet de contre-réaction égalisent les caractéristiques de T² et de T³, ainsi chaque transistor dissipe bien la moitié de la puissance totale.

Bien que le potentiomètre Pot puisse être directement gradué en intensité, nous avons préféré adjoindre un contrôle du courant qui traverse Rҳ en intercalant dans le circuit un microampèremètre « G » (0 à 100 µA).

Celui que nous avons utilisé a une résistance interne de 1350 Ω. La d.d.p. à ses bornes est donc de 0,135 V en fait

à ses bornes est donc de 0,135 V en fin d'échelle. La résistance shunt R₁₀ doit donc laisser passer 0,9 mA sous 0,135 V.

= 150 Ω (ce qui est Elle vaut 0,0009

une chance puisque 150 est une valeur normalisée). Quant à la résistance Ru (gamme des 10 mA) elle doit laisser passer 9,9 mA sous 0,135 V, ce qui

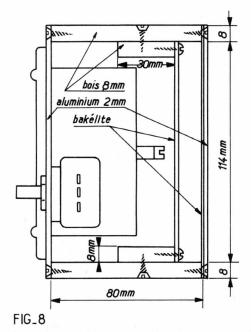


Fig. 8. - Croquis d'assemblage du coffret.

donne 13,6 Q. Pour obtenir cette valeur nous avons monté une résistance de 57 Ω (Ru) en parallèle sur un potentiomètre bobiné miniature (Ru) de 50 Ω. L'ajustage de Ru permet d'amener l'ensemble Ru Ru à la valeur de 13,6 Ω. Deux bornes + I ext et — I ext permettent d'utiliser uniquement l'apparail de mossure C. lorgave le générateur

reil de mesure G lorsque le générateur n'est pas alimenté. Deux autres bornes + 47 V et — 47 V délivrent un courant de tension constante entre 0 et 15 mA.

REALISATION PRATIQUE

Le montage est réalisé dans un coffret (270 × 130 × 84 mm) dont les côtés latéraux, le dessus et le dessous sont en contreplaqué de 8 mm d'épaisseur. La face avant est en aluminium (270 × 130 mm). La face arrière est faite d'une double plaque : l'une de bakélite et l'autre d'aluminium (voir

fig. 8). Une Une plaquette de bakélite (230 × 112 mm) portant les différents éléments du montage (fig. 9) est fixée à 15 mm de la face arrière du coffret. Les figures 8 à 11 donnent toutes les indications utiles de réalisation. Il faut évidemment réunir tous les éléments numérotés de la face avant aux éléments portant le même numéro sur la plaquette de bakélite.

MISE AU POINT

Il faut d'abord monter et câbler le (ou les transformateurs) secteur, les diodes D₁ à D₄, le condensateur C₁ et la diode Z₁. On intercale alors entre le + de C₁ et le + de la diode zéner une résistance variable et un milliampèremètre. On ajuste la résistance variable de façon à lire 20 mA. On remplace ensuite cette résistance variable par une résistance fixe de même valeur. C'est

la résistance Ri.

La diode Zi a été glissée dans un petit radiateur fixé sur une plaquette de

cuivre de 60 × 25 mm. Le reste du montage ne présente plus aucune difficulté.

Utilisation :

Lors de l'utilisation on peut éventuel-lement constater les anomalies suivan-

tes : 1° Le voltmètre électronique indique

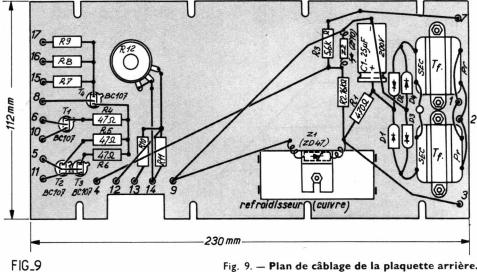
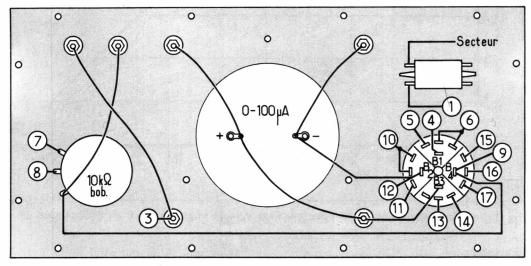


Fig. 9. — Plan de câblage de la plaquette arrière.



FIG_10

FIG_11

Fig. 10. - Disposition et câblage du panneau avant (vue arrière).

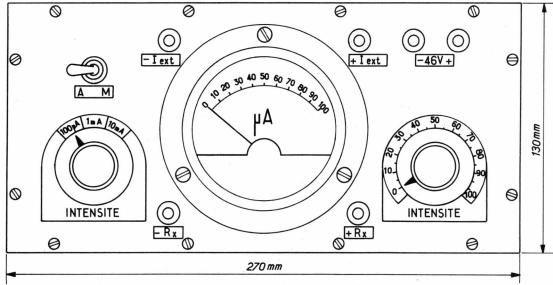


Fig. 11. - Panneau avant vu de face.

une certaine tension alors que le courant I est nul. Ceci n'arrive que si R_x est très élevée et provient de la capacité existant entre le secteur

voltmètre. Cet inconvénient disparaît dès que R_x devient conductrice.

2° Il arrive, (si R_x présente une résistance différentielle négative très élevée) que l'intensité I n'obéisse plus à la commande du potentiomètre Pot. En branchant alors un oscilloscope aux

bornes de $R_{\rm x}$ on constate la présence d'une oscillation parasite, ce qui est la caractéristique d'une résistance différentielle négative alimentée en courant constant (lorsqu'une capacité se trouve en parallèle sur la résistance). On peut souvent éliminer cette oscillation en mettant en série avec Rx une résistance fixe R destinée à rendre la résistance différentielle R_{dx} + R_d plus faible ou même positive.

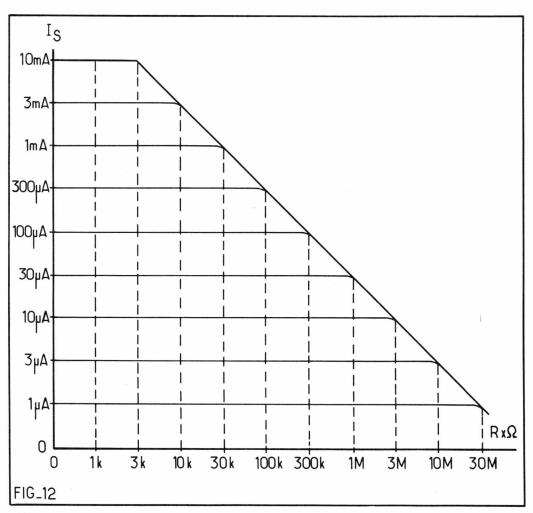


Fig. 12. — Courbes de régulation pour quelques valeurs imposées de I en fonction de Rx.

ANNEXE

Rappel de quelques notions fondamentales

Caractéristiques statiques.

Relations entre les divers paramètres d'un circuit (tension, courant, résis-tance, etc.) lorsqu'un ou plusieurs pa-ramètres varient lentement.

Circuit commençant et se terminant à une borne (pôle).

Résistance.

Ce terme a deux significations.

1° Dipôle transformant intégralement en chaleur la puissance qu'il absorbe, quelle que soit la forme du courant qui le parcourt. Ce dipôle, en tant qu'objet,

sera noté R_B.

2° Quotient de la valeur d'une tension (ou d.d.p.) par la valeur d'une intensité de courant. Ce quotient s'exprime en ohms quand la tension est exprimée en volts et l'intensité en ampères. Co quotient sere paté P. pères. Ce quotient sera noté R_G.

On devrait donc dire: la résistance R_G de R_B vaut ... ohms. En pratique, lorsque le quotient R_G est constant, quelles que soient les valeurs de E ou de I, on confond R_G et R_B et l'on écrit simplement R.

Résistance statique.

Les semi-conducteurs présentent souvent une caractéristique E = f (I) non linéaire. Re varie en fonction de E ou de I. Nous appellerons résistance sta- \mathbf{E} tique Rs le quotient — lorsque E ou I est connue. Ainsi la résistance statique Rs d'une diode zener de 10 volts varie, 10 11 $= 10 \text{ K}\Omega \text{ à}$ par exemple, de -0,001 0,01 = 1,1 KΩ lorsque I varie de 1 à 10 mA.

Dans une R_B le potentiel de la borne A par où le courant entre (sens conventionnel) est toujours supérieur au potentiel de la borne B par où le courant sort. Pot B — pot A est négatif ce qui correspond à une chute de potentiel positif. Le quotient R_s = valeur de la chute de potentiel par valeur de l'intensité du courant est donc toujours positif.

Dire qu'une résistance est négative serait admettre que la chute de poten-tiel est négative, donc que A est à un potentiel inférieur à B. Ceci est la caractéristique d'un générateur de courant (une pile, par exemple où le courant circule du — vers le +).

En somme, une résistance ordinaire (positive) transforme l'énergie électrique

en énergie calorifique alors qu'une ré-sistance négative absorbe de l'énergie extérieure et la transforme en courant électrique.

On dit pourtant bien souvent qu'un circuit présente une résistance négative. Qu'en est-il en réalité ?

Résistance différentielle.

Appelons &E une petite variation de E et δI la petite variation correspon-

 $R_{\text{g}} \; = \; R_{\text{s}} \; = \; \frac{}{I} \; = \; \frac{}{I \; + \; \delta \; I} \; . \label{eq:Rg}$ δI mais si R₆ n'est pas constante, le quo- n'est plus égal à R₆ et devient alors R_D ou résistance différentielle de R_B pour une valeur donnée de E ou

Reprenons l'exemple de notre diode zener, nous aurons (approximativement car δ I est trop grand).

$$R_{\rm P} = \frac{11-10}{0,010 - 0,001} = \frac{1}{0,009} =$$

Notre diode se caractérise donc par

Notre diode se caractérise donc par trois valeurs: R_s (1 mA) = 10 K Ω (10 mA) = 1,1 K Ω ; R_b (de 1 à 10 mA) = 111 Ω .

Il arrive que dans certains circuits, la tension È diminue lorsque I augmente. On a alors une variation négative de tension — δ E pour une variation positive d'intensité + δ I et le quotient R_b devient négatif (R_b devient négatif (R_b devient négatif (R_b)

gatif
$$(R_D = \frac{-\delta E}{+\delta I})$$
.

Une résistance différentielle peut de-venir négative, mais la résistance Rs reste, bien entendu, toujours positive.

P. FRANÇOIS.

용용용용용용용용용용용용용용



Sans quitter vos occupations actuelles et en y consacrant 1 ou 2 heures par jour, apprenez

LA RADIO ET LA TELEVISION

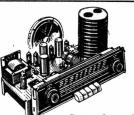
qui vous conduiront rapidement à une brillante situation.

Vous apprendrez Montage, Construction et Dépannage de tous les postes.
Vous recevrez un motériel ultra-moderne qui

restera votre propriété.
Pour que vous vous rendiez compte, vous aussi, de l'efficacité de notre méthode, demandez aujourd'hui même, sans aucun engagement pour vous, et en vous recommandant de cette revue, la

promière Leçon gratuite!

Si vous êtes satisfait, vous ferez plus tard des versements minimes de 40 F à la cadence que vous choisirez vous-même. A tout moment, vous pourrez arrêter vos études sans aucune formalité.



Notre enseignement
est à la portée
de tous et
notre méthode
VOUS EMERVEILLERA

STAGES PRATIQUES SANS SUPPLEMENT

Demandez notre Documentation

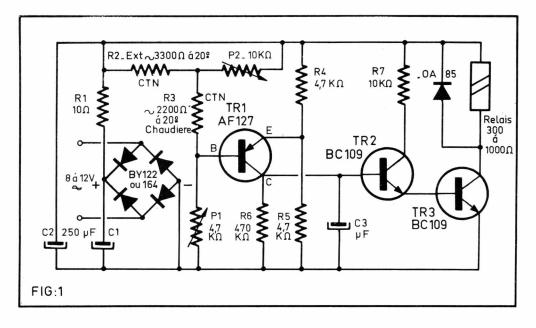
INSTITUT SUPERIEUR DE RADIO-ELECTRICITE

27 bis, rue du Louvre - PARIS (2e)
Téléphone : 231.18-67

RÉGULATEUR ÉLECTRONIQUE POUR CHAUFFAGE CENTRAL AU MAZOUT

Les installations de chauffage central comportent sur le générateur un appareil destiné à limiter la température de départ du fluide chauffant. Souvent, cet appareil est le seul qui assure la régulation. Même si l'ensemble possède en plus un thermostat d'ambiance, il y a intérêt à ajuster au mieux la température de la chaudière afin d'obtenir le confort optimum avec le minimum de consommation. Logiquement, pour toute installation, il faudrait d'abord dresser un tableau des températures de chaudière en fonction des températures extérieures. Ensuite, il faudrait l'observer soigneusement pour en tirer tout le bénéfice. Il est évident que ce travail est fastidieux, surtout en demi-saison, et que bien peu d'usagers procèdent à des réglages économiques. Des appareils à sonde extérieure existent mais sont peu répandus parce que très coûteux.

Grâce à l'électronique, il doit être possible d'automatiser facilement ce réglage et je me suis proposé de mettre au point un appareil adéquat, inédit, le plus simple possible, indéréglable et d'un prix de revient très bas.



UTILISATION

L'appareil décrit ci-après répond à ces conditions, il utilise comme élément sensible un composant bon marché mais très fidèle : la résistance CTN. Comme son nom l'indique, celle-ci voit sa résistance effective baisser quand sa température augmente. Cette variation ne suit pas une loi simple elle répond à une fonction logarithmique inverse assez complexe, mais un exemple numérique indiquera mieux l'intérêt qu'elle présente pour le cas présent. Le tableau 1 donne de — 5°C à 90°C, les valeurs d'une des deux résistances de l'appareil proposé.

On remarque immédiatement que la variation de résistance est importante et que par conséquent, elle constitue un élément sensible de 1° ordre. Aux environs de +5°, elle varie de 100 ohms/1°C et aux environs de 60°, de 20 ohms/1°C, ce qui est très intéressant.

Le régulateur que nous proposons possède deux résistances CTN: la 1^{re} détecte la température extérieure et la seconde, la température de la chaudière. Quand la température extérieure baisse, la température du fluide chauffant (eau ou air) doit monter et inversement. Le régulateur va donc établir une balance entre les deux, la Fig. 1 en donne le schéma de principe.

PRINCIPE DE FONCTIONNEMENT

L'appareil est représenté avec un redresseur permettant de l'alimenter à toute source de 8 à 12 volts alternatif, valeurs prévues pour les systèmes à basse tension. Si on ne dispose que de la tension réseau, il suffit d'y ajouter un transfo de sonnerie. Ce dispositif comporte 3 transistors et un relais et peut donc se scinder en trois étages : un étage de mesure, un étage séparateur et un étage de puissance.

Examinons le 1er étage. Il est équipé d'un transistor PNP AF127. L'émetteur est à une tension fixe égale à la moitié de celle d'alimentation grâce au pont R4-R5. La base comporte également un pont formé, côté positif par deux résistances CTN en série et côté négatif, par un potentiomètre d'ajustage P1. Le collecteur est chargé par une forte résistance (470 kΩ). Supposons les réglages terminés et un départ à froid : la résistance CTN-R₂ (3300 Ω à 20°, sonde extérieure) a une certaine valeur, par ex. 4 500 Ω pour 10° ext... La chaudière étant froide, la résistance CTN-R₃ est de valeur élevée et il en résulte que la tension en B est nettement en dessous de la tension E. Le transistor TR1 permet donc le passage d'un courant qui fait apparaître en C une tension qui polarise le transistor TR2 du 2° étage, lequel débite dans le 3° qui alimente le relais placé en série dans le circuit du thermostat ou de l' aquastat et qui en se fermant, permet un fonctionnement normal du brûleur.

Quant la température du fluide chauffant augmente, la résistance. CTN- R_3 voit sa valeur baisser. Il s'ensuit que la tension monte continuellement en B et à un certain moment, TR1 ne sera plus polarisé et par voie de conséquence TR2 et TR3 non plus et le relais interrompra le fonctionnement du brûleur.

Le fluide chauffant va alors baisser de température ce qui entraı̂ne une augmentation de valeur de CTN- R_3 et une baisse de la tension en B; jusqu'au moment où la polarisation de TR1 sera de nouveau assurée, ce qui le débloque et en cascade remet le brûleur en marche.

Si la température extérieure augmente, la résistance $CTN-R_2$ baisse de valeur et il en résulte que $CTN-R_3$ doit baisser moins pour obtenir le déclenchement, ce qui signifie que la chaudière chauffera moins fort. C'est là le but poursuivi.

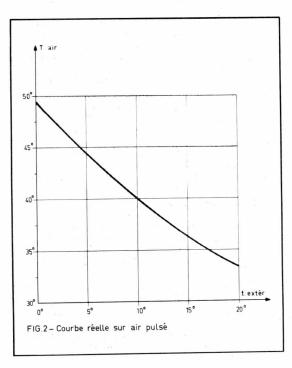
PRINCIPES DE RÉGLAGE

On remarquera que R_2 est pontée par un potentiomètre P_2 qui en atténue les effets. Cela est nécessaire. En consultant le tableau ci-dessous, on remarquera que la variation de R2 est très forte par temps froid. L'appareil d'essai a été utilisé sur un générateur d'air chaud. Dans ceux-ci, on admet généralement que pour 1° de baisse de température extérieure, il faut augmenter celle de l'air soufflé de 1° . Or, dans leurs plages respectives de fonctionnement, les variations (pentes) de R_2 et R_3 sont dans le rapport de la R_2 on diminue le rapport trop élevé en pontant R_2 avec une résistance convenable.

Variation de valeur d'une résistance CTN suivant la température				
Tempé-	R	Tempé-	R	
ratures	en ohms	ratures	en ohms	
$-5^{\circ}C$ 0° $+5^{\circ}$ 10 15 20 25 30 35 40	4 740	45	1 236	
	4 019	50	1 105	
	3 458	55	998	
	2 983	60	900	
	2 605	65	813	
	2 278	70	738	
	2 000	75	671	
	1 764	80	612	
	1 563	85	560	
	1 390	90	513	

Pour un chauffage à eau chaude, on admet un rapport voisin de 2; il suffira donc de ponter R_2 avec une résistance plus forte. En fait, en mettant un potentiomètre d'ajustage P_2 , on rend 1 appareil universel et cela permet de rechercher la meilleure régulation possible en tenant compte de la dispersion assez grande des résistances CTN. La courbe fig. 2, indique ce qui a été obtenu avec l'appareil tel qu'il est représenté sur le schéma.

Les influences des potentiomètres sont les suivantes : P₁ remonte ou descend la courbe en la maintenant à peu près parallèle à elle-même (fig. 3). Le potentiomètre P₂ fait tourner la courbe autour d'un point situé à droite et en modifie la pente (Fig. 4), il est donc possible avec les valeurs indiquées de s'adapter à toutes les situations désirées.



DISCUSSION ET RÉSULTATS

- a) Le montage des composants associés à TR₁ paraît peu orthodoxe. Il est le résultat de quelques astuces dans le but d'obtenir le maximum de précision et de fidélité de la régulation. La fixation de la tension d'émetteur à la moitié de la tension rend l'ensemble pratiquement indépendant de la tension d'alimentation, d'où suppression d'une régulation de celle-ci.
- b) On pourrait croire que la forte résistance introduite entre l'émetteur et le + va donner lieu à des inconvénients. En effet, il faut tenir compte du fonctionnement dynamique du transistor. Quand celui-ci se débloque, le courant de base de TR₂ traverse la résistance R₄ d'émetteur de TR₁ et va produire une chute de tension en E. Si le TR₁ se rebloquait, le système entrerait en oscillation. Ce n'est pas le cas, les valeurs des éléments ayant été étudiées pour éviter cet état de chose. Mais le bénéfice de l'opération est que le différentiel de l'appareil est très faible. La différence entre la température d'enclenchement dépend essentiellement du relais. Les essais de l'appareil montrent qu'elle diminue également quand on abaisse la valeur des deux 4,7 k Ω de pont d'émetteur. On pourrait même descendre jusqu'à 470 ohms. On fait la constatation extraordinaire que des relais sensibles déclenchent ou enclenchent sans rebondir pour une différence de 6 ohms à la sonde, soit donc un différentiel de 0,3 °C pour températures habituelles des chaudières. Ĉela ne paraît pas indispensable dans l'application présente. Pourtant, il faut noter que le différentiel réel sera beaucoup plus grand à cause de l'inertie thermique de la chaudière. Le différentiel électronique étant négligeable, on a plus de liberté pour choisir l'emplacement et l'isolation de la sonde de chaudière R₃. On fixe sa position pour obtenir des périodes de fonctionnement du brûleur de 5 minutes au moins afin d'avoir un bon rendement.
- c) On serait tenté de dire qu'il est osé de placer un transistor BC109 pour actionner un relais de 12 volts et pourtant c'est ainsi que l'appareil fonctionne et sans aléas. Nous désirons utiliser un transistor comme interrupteur d'un circuit, il faut donc qu'il accepte de se laisser traverser par l'intensité nécessaire. Les relais 12 V ayant au minimum 300 ohms, l'intensité est de 40 mA pour 100 maximum, pour un BC109, donc il convient. Mais un transistor est un interrupteur imparfait, il n'assure pas un enclenchement et une rupture brusques, il se comporte comme un rhéostat de démarrage et doit donc être capable de dissiper une certaine puissance. Celle-ci vaut E × I; or, quand le transistor est bloqué, E est grand mais I est nul. Quand il laisse passer le courant, I est grand mais E est nul. C'est donc dans la phase intermédiaire et singulièrement à la phase intermédiaire et singulièrement à mi-course de celle-ci qu'il y a du danger. A ce moment, si le système restait dans cette situation, le transistor serait soumis à la moitié de la tension, mais aussi à la moitié de l'intensité. Par conséquent, le transistor associé à un relais doit dissiper le quart de la puissance de celui-ci. Dans le cas ci-dessus, on dissiperait : 6 V × 20 mA = 120 mW pour 200 admissibles. On a donc une large marge de sécurité, d'autant plus que c'est à ce moment que la hausse ou la baisse des CTN est la plus rapide. Nous avons donc réalisé un circuit de puissance sans transistor de puissance.
- d) On serait tenté de dire que l'on pourrait supprimer l'étage intermédiaire. Cela marche quand même et pas mal du tout, mais il y a une réaction du 2e étage sur le 1er. On peut facilement les mettre au point par P₁, mais on constatera un

différentiel plus grand. Un relais sensible et de forte résistance (500 à 1000 Ω) convient le mieux, mais il ne peut couper la tension réseau. Avec un relais moins résistant, le transistor chauffe du fait qu'il travaille constamment dans la zone critique, laquelle est beaucoup plus étalée. Il est conseillé de réduire R_4 et R_5 à 1 k Ω .

- e) En ne mettant qu'une résistance CTN et en réglant par P₁, on transforme l'appareil en thermostat électronique à haute sensibilité (moins de 0,1°C) ce qui est impensable avec un organe mécanique. Il présente de grands avantages :
- 1) Deux composants sont à placer dans la pièce à chauffer : une CTN et un potentiomètre en série ou en parallèle afin de modifier la température de consigne.
- 2) Par contre si on le désire, le potentiomètre de réglage peut être disposé à la chaufferie hors de portée des malveillants.
- 3) Une ligne de section négligeable et de longueur quelconque peut être utilisée.
- 4) Le prix de revient est minime par rapport à celui d'un thermostat commercial.

CONSEILS D'ORDRE PRATIQUE

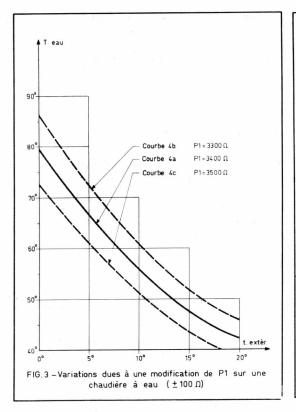
Pour ceux qui construiront ce régulateur, nous ajoutons quelques détails d'ordre pratique :

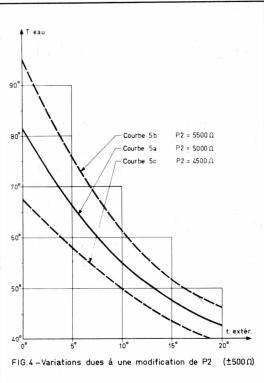
- 1) L'appareil étant très sensible, il faut employer dans le montage des composants de bonne qualité afin d'éviter une dérive. Souder également toutes les connections des CTN.
- 2) Pour régler les potentiomètres, opérer comme suit :
- a) Mesurer les CTN à 20 °C. Elles ont rarement les valeurs théoriques mais cela est peu important. Pour la facilité du réglage, rechercher deux valeurs qui sont à peu près dans le rapport 3 à 2 et comprises entre 2 000 et 5 000 ohms.
- b) Mettre la résistance la plus forte comme sonde extérieure R_2 .
- c) Ajuster la valeur de P_2 comme suit : Pour une chaudière à eau et si l'on désire un bon chauffage en demi-saison (immeuble mal exposé, chauffage un peu faible) : $P_2=1,2~R_2$ mesurée à 20 °C.

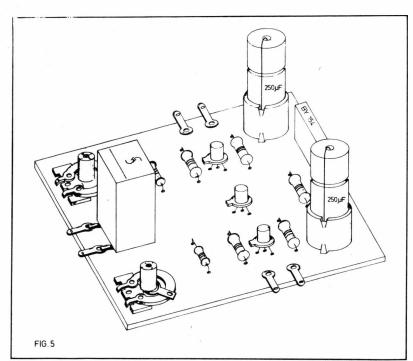
Si le chauffage est largement calculé : $P_2 = 1.5 R_2$.

Pour l'air pulsé : $P_2 = 1,1$ à 1,2 R_2 .

- d) Raccorder les CTN et si la température extérieure est plus élevée que 5° lors de l'essai, placer la CTN destinée à l'extérieur dans un frigo avec un bon thermomètre et essayer de l'amener à 0°C.
- e) Régler P₁ à la valeur de R₂ pour mettre sûrement le chauffage en marche. Ponter les autres thermostats ou aquastats.
- f) Laisser monter la température de la chaudière en observant son thermomètre. Arrêter le brûleur en augmentant lentement la valeur de P₁ quand l'eau atteint 80 °C.
- g) Laisser agir le régulateur plusieurs fois afin de connaître le différentiel global. On constatera que chaque fois, l'appareil coupe mathématiquement à la même température. Au besoin, ajuster finement par P₁ qui a une valeur assez critique.
- 3) Si, plus tard, on constate que le chauffage est trop faible en demi-saison, diminuer d'office P_2 de 1 000 Ω , mais également P_1 de 300 à 400 Ω environ. Il est prudent de refaire un réglage à 0° comme indiqué ci-dessus. Si on observe au contraire un chauffage trop fort en demi-saison, relever P_2 de 1 000 Ω et P_1 de 300 à 400 Ω . Voir à ce sujet, les courbes fig. 3 et 4.







- 4) Ne pas utiliser des CTN trop grosses, mais du plus petit volume possible, elles sont plus sensibles et plus faciles à dissimuler. Il ne faut pas nécessairement les valeurs nominales du schéma, les tolérances de fabrication sont larges, mais sont facilement companyais par les sont facilement compensées par les réglages. Pour les amateurs de précision, signalons que l'on facilite le réglage de P_1 en le remplaçant par un potentiomètre de 1 k Ω avec 2,7 ou 3,3 k Ω en série.
- 5) Certains relais ont une tendance à vibrer par suite d'une résonnance sur 100 Hz, c'est la raison du placement d'un condensateur en parallèle sur la 470 k Ω mais il n'est pas toujours indispensable.
- 6) Si l'on doit couper la tension réseau à l'aide du relais, celui-ci doit être plus fort et peut demander pour coller une intensité dépassant celle admise par un BC109. Dans ce cas, il faut utiliser au 3e étage un AC127 avec refroidisseur ou un NPN plus fort encore.
- 7) Il ne faut pas démonter le thermostat de chaudière existant, il faut le régler sur température maximum que peut atteindre la chaudière. Il doit conserver sa fonction de sécurité à maxima puisque le régulateur électronique a été conçu pour ne plus couper le brûleur lorsque la température extérieure tombe en dessous de
- 8) Prévoir un interrupteur simple qui pourra éventuellement ponter les lamelles du relais et éliminer ainsi le régulateur. Cela peut être nécessaire pour obtenir un réchauffage rapide après un arrêt très prolongé de l'installation par temps froid. En effet, par son principe, l'appareil est censé diriger l'installation en marche continue; il l'empêche de s'emballer, mais il lui coupe sa réserve de puissance. Après 1 ou 2 heures remettre l'appareil en service.

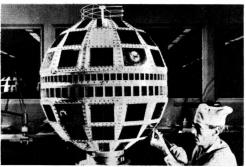
La figure 5 indique une disposition possible des éléments.

CONCLUSION

L'expérience de plus d'un an a montré que cet appareil régulateur fonctionne avec une fidélité remarquable. Lors des périodes où les circonstances atmosphériques sont très variables, le chauffage s'y adapte instantanément et avec une précision étonnante et il procure un confort parfait. Il ménage la chaudière, des économies importantes de combustible et qui font contraste avec le prix de revient réellement bas de cet

Albert BRISMEZ

*╬ĸ*ĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸĸ



auel électronicien serez-vous

Fabrication Tubes et Semi-Conducteurs - Fabrication Composants Electroniques - Fabrication (Creuits Intégrés - Construction Matériel Grand Public Construction Matériel Professionnel - Construction Matériel Industriel mandio Fabrication (Radio Types) - Télévision Diffusée - Amplification et Sonorisation (Radio, T.V., Cinéma) - Enregistrement des Sons (Radio, T.V., Cinéma) - Enregistrement des Sons (Radio, T.V., Cinéma) - Enregistrement des Sons (Radio, T.V., Cinéma) - Enregistrement des Images B Télécommunications Terrestres - Télécommunications Maritimes - Télécommunications Terrestres - Télécommunications Spatiales Bignalisation - Radio-Phares - Tours de Contrôle Radio-Guidage - Radio-Navigation - Radiogoniométrie B Câbles Hertziens - Faisceaux Hertziens - Hyperfréquences - Radar B Radio-Télécommande - Téléphotographie - Pièzo-Electricité - Photo Electricité - Thermo couples - Télépotographie - Pièzo-Electricité - Photo Electricité - Thermo couples - Régulation, Servo-Mécanismes, Robots Electroniques, Automation - Electronique quantique (Masers) - Electronique quantique (Masers) - Electronique puantique (Lasers) - Micro-minia-turisation B Techniques Analogiques - Techniques Digitales - Cybernétique-tronique et Nucléaire - Chimie - Geographica et Ordinateurs) a Physique électronique et Nucléaire - Chimie - Geographica et Bectonique et Electronique et Electronique et Electronique et Electronique - Electronique - Electronique - Electronique - Electronique - Electronique - Conquéte de l'Espace B Dessin Industriel en Electronique - Electronique et Conquéte de l'Espace B Dessin Industriel en Electronique - Conquéte de l'Espace B Dessin Industriel en Electronique - Electronique et Conquéte de l'Espace B Dessin Industriel en Electronique - Electronique et Conquéte de l'Espace B Dessin Industriel en Electronique - Electronique - Administration - O.R.T.F. - E.D.F. - S.N.C.F. - P. et T. - C.N.E.T. - C.N.E.S. - C.N.R.S. - O.N.E.R.A. - C.E.A. - Météorologie Radio - Leurand - Electronique - Electronique - Electronique - Ele

Vous ne pouvez le savoir à l'avance : le marché de l'emploi décidera. La seule chose certaine, c'est qu'il vous faut une large formation professionnelle afin de pouvoir accéder à n'importe laquelle des innombrables spécialisations de l'Electronique. Une formation INFRA qui ne vous laissera jamais au dépourvu*: INFRA..

cours progressifs par correspondance RADIO - TV - ÉLECTRONIQUE

COURS POUR TOUS
NIVEAUX D'INSTRUCTION ÉLÉMENTAIRE - MOYEN - SUPÉRIEUR Formation, Perfectionnement, Spécia-lisation. Préparation théorique aux diplômes d'Etat : CAP - BP - BTS, etc. Orientation Professionnelle - Pla-

TRAVAUX PRATIQUES (facultatifs) Sur matériel d'études professionnel utitra-moderne à transistors.

METHODE PEDAGOGIQUE
INEDITE «Radio - TV - Service »
Technique soudure — Technique montag e - câ blag e - con struction —
Technique vérification - essai - dépan-Technique vérification essai dépan-nage - alignement - mise au point. Nombreux montages à construire. Cir-cults imprimés. Plans de montage et schémas très détaillés. Stages FOURNITURE: Tous composants, outil-lage et appareils de mesure, trouses de base du Radio-Electronicien sur demande.

PROGRAMMES

TECHNICIEN

dio Electronicien et T.V. onteur, Chef-Monteur dépar Monteur, Chef-Monteur gepan-neur-aligneur, metteur au point. Préparation théorique au C.A.P.

TECHNICIEN SUPÉRIEUR

Radio Electronicien et T.V. Agent Technique Principal et Sous-Ingénieur. Préparation théorique au B.P. et au B.T.S.

■ INGENIEUR

Radio Electronicien et T.V. Accès aux échelons les plus élevés de la hiérarchie profes-sionnelle.

COURS SUIVIS PAR CADRES E.D.F.



AUTRES SECTIONS D'ENSEIGNEMENT : Dessin Industriel, Aviation, Automobile

쓩쓩쓩쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼쌼

STÉRÉOPHONIE A QUATRE CANAUX

par F. Juster

Le procédé de stéréophonie à quatre canaux réels n'est utilisable en pratique qu'avec un magnétophone à quatre pistes réelles ou avec un ensemble de retransmission à microphone et haut-parleurs.

En FM, la stéréophonie à quatre canaux réels serait possible en France si l'ORTF transmettait un programme de ce genre sur deux stations, en bistéréophonie, ce qui n'a pas été fait jusqu'à présent, c'est-à-dire au moment où nous écrivons ces lignes.

Pour le PU, le problème de la stéréophonie à quatre canaux réels est encore sans solution commerciale donc il sera laissé de côté pour le moment. Des essais expérimentaux sont en cours.

Composition d'un ensemble à 4 canaux réels

La composition d'un ensemble à quatre canaux réels peut se déduire de celle d'un ensemble bistéréophonique à deux canaux.

En généralisant les dispositions de la bistéréophonie, on arrive aux caractéristiques suivantes des ensembles à quatre canaux :

1º Quatre canaux identiques. 2º Réglages homologues conjugués ce qui conduit à utiliser, s'il en existe, des potentiomè-tres à quatre éléments pour le réglage du volume, la tonalité aiguë et, éventuellement le réglage physiologique.

3º Un système de commutation unique devra commuter les filtres de coupure d'aiguës ou de

graves des quatre canaux. 4° Le dispositif d'équilibrage devra permettre d'obte-nir des puissances identiques aux quatre sorties.
5° La commut

commutation des sources s'effectuera à l'aide d'un seul commutateur.

6º L'alimentation devra être unique et suffisante pour les quatre canaux.

7º La puissance modulée totale de l'ensemble des autres canaux sera adaptée aux besoins de chaque utilisateur. Si Pt est la puissance maximum nécessaire dans une application déterminée, la puissance de chaque canal sera alors $P_c = P_t/4$ ou une valeur légèrement supérieure mais en aucun cas Pc ne doit être égale à Pt.

Ces caractéristiques sont valables pour un emploi perma-nent en multistéréophonie à quatre canaux réels mais en pratique, l'utilisateur aura encore l'occasion, pendant de longues années, d'effectuer des auditions à partir de sources monophoniques ou bistéréophoniques.

Nous pensons qu'il serait nécessaire de prévoir la possibilité d'un emploi pratique d'un ensemble à quatre canaux réels en monophonie et bistéréophonie.

On pourrait alors envisager deux solutions, parmi de nombreuses autres

1º Emploi des canaux en parallèles groupements

exemple quatre en parallèle pour la monophonie et 2 fois 2 en parallèle en stéréophonie à deux canaux. Un commutateur à 3 positions : 4, 2, 1, permettra de réaliser les combinaisons de branchement nécessaires.

2º Emploi à volonté de 1, 2 ou 4 canaux mais dans ce cas des problèmes d'alimentation posent. Cette solution est d'ailleurs mauvaise au point de vue de la puissance de sortie P qui doit être la même quel que soit le nombre des canaux. Si la puissance totale P_t en position quatre canaux est celle qui convient, la puissance $P_t/2$ et à plus forte raison la puissance $P_t/4$ ne peuvent être suffisantes dans un même local.

Branchement en monophonie et bistéréophonie

Les entrées des préamplificateurs 1, 2, 3 et 4 seront

cateurs 1, 2, 3 et 4 seront mises en parallèle.

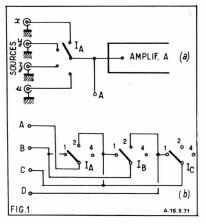
Les réglages de Vc, de tonalité, de Vc physiologique et les commutateurs des filtres étant conjugués rien n'est à prévoir en ce qui les concerne sauf si l'on désire se servir des quatre canaux disponibles pour réaliser un ensemble à quatre bandes spécialisées comme par exemple: basses, médium bas, médium aigu, aiguës, cas que nous traiterons séparément.

En stéréophonie à deux canaux que nous nommons bistéréophonie, on branchera les entrées de canaux par groude deux, en parallèle. Ainsi si les canaux sont A, B, C et D, le canal gauche se réalisera avec A+C et le canal de droite avec B+D.

Voici à la figure 1, le mode de branchement des entrées dans un système à quatre canaux réels pour obtenir la possibilité d'écoute en monophonie, bistéréophonie et tétrastéréophonie, terme que nous adoptons pour la stéréo à quatre canaux réels, le mot *quadristéréo* étant réservé pour un procédé décrit dans le précédent numéro de notre revue.

Les positions du commutateur à trois positions sont : = monophonie,

2 = bistéréophonie, 4 = tétrastéréophonie.



En (a), figure 1, on a représenté les quatre entrées x, y, z et u des sources, pour le canal A. Dans le montage de ce canal il y a un commutateur I a qui permet de choisir la source dont on désire se servir.

Désignons par (A) le commun de ce commutateur, par (B) le commun du commutateur In du canal B, etc.

Les points (A), (B), (C) et (D) devront être connectés entre eux comme le montre la figure 1 (b).

Il est nécessaire d'utiliser un commutateur à 3 pô 3 positions I_a - I_b - I_c . pôles et

On voit aisément qu'en position 1 (mono) les points A et B sont reliés ensemble par I_B, B et C par I_B et C et D par I_C. En position 2 (bistéréophonie) A et C sont reliés par I_a, B et D sont reliés par I_b. En position 4 (tétrastéréophonie) les points A, B, C et D restent indépendants.

Avec ce procédé la résistance d'entrée de chaque canal doit être élevée.

Le montage indique peut être adapté facilement à des ensembles existants.

L'équilibrage

Il y a plusieurs procédés d'équilibrage utilisables en bis-téréophonie : à deux poten-tiomètres de Vc dont l'un est branché pour augmenter le gain et l'autre pour le diminuer ; à un potentiomètre différentiel avec curseur à la masse; à indicateurs visuels et potentiomètres séparés d'équilibrage.

Dans le cas de quatre canaux, nos recherches ont montré que le procédé différentiel présente des défauts mais les deux autres sont parfaitement applicables par généralisation du procédé d'équilibrage pour deux canaux.

Voici d'abord, à la figure 2 le système à potentiomètres inversés, valable pour quatre canaux et pouvant se généraliser encore pour un nombre de 2^n canaux (n = 1, 2, 3...), 12 potentiomètres sont nécessaires, trois par canal.

Les potentiomètres P_{1^8} , P_{1^b} , P_{1^c} et P_{1^d} sont les Vc. Ils sont conjugués ensemble. Ces potentiomètres sont branchés façon que, tournant dans le même sens, les gains des quatre voies augmentent en même temps dans le branchement normal des Vc.

Les signaux de sortie de ces quatre potentiomètres conjugués sont transmis, de leurs

gués sont transmis, de leurs curseurs, aux potentiomètres P_{2a} , P_{2b} , P_{2c} et P_{2d} . Ceux-ci sont montés comme suit :

(a) P_{2a} et P_{2b} sont conjugués mais branchés en opposition de façon que lorsque leurs curseurs se déplacent dans le même sens, le gain d'un canal augmente tandis que celui de l'autre diminue. Même branchement pour P_{2a} et P_{2d}

chement pour P_{2c} et P_{2d}.

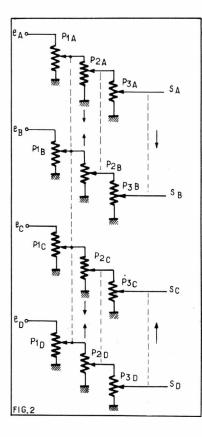
(b) Les quatre potentiomètres P_{3a}, P_{3c}, et P_{3d} sont conjugués et branchés comme suit : P_{3a} et P_{3b} sont connectés pour que le gain augmente en même temps dans les canaux A et B pour un certain sens de rotation; P_{3e} et P_{3d} sont connectés pour que le gain diminue dans les canaux C et D lorsque le sens de rotation est le même que pour le groupe

P_{3 a} - P_{3 b}. Les réglages d'équilibrage s'effectueront alors de la manière suivante :

1º Placer les potentiomètres P₁ au maximum de gain.

2º Placer les potentiomètres P₃ dans la position donnant le maximum de gain pour les canaux A et B. Ceci entraînera le minimum de gain pour les canaux C et D. En fait ce sera le silence pour ces deux canaux.

3º En réglant le groupe P_{2 ª} et P_{2 ª} on effectuera l'équilibrage des canaux A et B; ne plus toucher à ce réglage.



4º Placer les potentiomètres P₃ en position opposée de façon que les gains des canaux C et D soient au maximum et que ceux des canaux A et B soient à zéro.

5º Régler le groupe P2c et P2d pour équilibrer les canaux C et D.

6º Equilibrer les gains des groupes A - B et C - D en agissant sur le bouton des potentiomètres conjugués P3.

Méthodes plus rapides de réglage

En raison du nombre élevé des opérations d'équilibrage il est tout indiqué de rechercher des procédés plus simples, par exemple à indicateurs visuels.

Supposons qu'il y a à la sortie de chaque canal, un indicateur visuel gradué arbitrairement de 1 à 100 par exemple. Ces indicateurs, mesurarent la tension de sortie reront la tension de sortie appliquée aux haut-parleurs, en unités arbitraires.

Si les quatre canaux et leurs haut-parleurs sont identiques, ce qui est recommandé généralement dans un ensemble stéréophonique, les puissances acoustiques seront égales si les tensions appliquées, aux hautparleurs, le sont aussi. L'équilibrage sera obtenu lorsque l'on pourra régler les gains des quatre voies de façon que les indicateurs de sortie donnent la même valeur.

Il faut, pour mettre en pra-tique ce procédé, que le sys-tème des Vc (réglages de gain) soit comme celui de la figure 3. Il est nécessaire de disposer de potentiomètres de réglage, deux par canal.

Les potentiomètres P₁ seront conjugués et règleront le gain des quatre canaux, à la fois.

Les potentiomètres P2 seront indépendants et régleront indi-viduellement les gains des canaux en observant les indi-cateurs de sortie.

D'une manière générale, l'équilibrage est un réglage assez difficile à réaliser d'une manière précise lorsqu'il se générale. fait en comparant des signaux

acoustiques à l'aide de l'oreille. Le procédé à indicateurs est donc supérieur à tous les autres. Il reste toutefois une difficulté d'appréciation visuelle due au fait que la reproduction musicale est à variation conti-nuelle d'amplitude. De plus, puisqu'il y a stéréophonie, les signaux des quatre canaux ne sont pas identiques, aussi il serait préférable que l'on enregistre sur chacune des quatre pistes de la bande magnétique, un même signal continu à une certaine fréquence, par exemple à 1 000 Hz.

Avec ce signal, l'emploi des quatre indicateurs sera beau-coup plus précis et sera valable à partir de la bande magnétique enregistrée.

Réglages physiologiques et filtres

Ceux-ci seront au nombre de quatre, un par canal et il faut les conjuguer de la même manière que le Vc général. Pour les réglages physiolo-

giques, il y a deux dispositions dans chaque canal, comme ceux indiqués par la figure 4. Le montage (A) est adopté

lorsque le réglage physiologique est combiné avec celui du réglage générale de volume. Dans ce cas, ce potentiomètre remplacera P₁ dans le montage d'équilibrage de la figure 2 et dans celui de la figure 3.

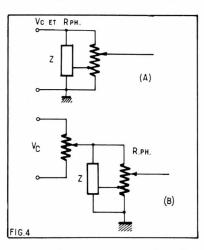
Dans le montage B, il y un réglage physiologique R. Ph. indépendant du Vc. Il sera alors nécessaire de conjuguer

CONJUGUES INDEPENDANTS

FIG.3

le Vc d'une part et les réglages physiologiques. Dans le mon-tage de la figure 3, les Vc remplacent les potentiomètres P_1 . Les curseurs de P_1 seront reliés aux réglages R. Ph. conjugués et les curseurs de ces réglages seront reliés aux potentiomètres P2.

En ce qui concerne les filtres, on se souviendra que ceux-ci sont disposés dans les ampli-



ficateurs et sont au nombre de deux : filtres éliminateurs d'aiguës donc filtres passe-bas et filtres éliminateurs de basses, donc filtres passe-haut.

Ces filtres sont généralement à caractéristiques fixes et leur action est provoquée à l'aide de commutateurs.

Il y a deux combinaisons : sortes

1º deux commutations, chacun mettant en circuit, en sortant du circuit, un filtre spécialisé,

2º un seul commutateur à 4 positions:

1º aucun filtre en circuit, 2° filtre d'aiguës circuit, 3º filtre des basses en circuit, deux filtres en 4º les circuit.

y a quatre canaux, les commutateurs homologues seront conjugués.

Finalement on constate que tous les réglages des canaux stéréo, quel que soit leur nom-bre, doivent être conjugués sauf celui d'équilibrage. Les procédés des figures 2 et 3 sont originaux à notre connais-

Dans les schémas de figure 4, les impédances Z symbolisent les réseaux RC associés au potentiomètre de réglage physiologique qui, généralement, est à prise.

Stéréophonie à 4 canaux par disque

La compatibilité est recherchée avant tout, ce qui en matière de disque et d'amplification implique les conditions

suivantes:

1º un même pick-up doit servir à la lecture de tous les disques depuis les disques monophoniques jusqu'aux disques tétrastéréophoniques en passant par les disques « stéréo » habi-tuels à deux canaux.

On sait que dans un même sillon il a été possible de graver signaux stéréo à deux canaux. Un système expérimental proposé par la Victor Company (Japon) permettrait d'obtenir des résultats en tétrastéréophonie avec la condition de compatibilité assurée;

2º un pick-up monophonique ou bistéréophonique doit lire le disque tétrastéréophonique en fournissant, évidemment, un signal monophonique ou bistéréophonique bistéréophonique.

Le disque doit être enregistré en signaux dont la fréquence est comprise entre 15 Hz et 45 kHz.

On a compris, d'après la valeur de cette bande étendue jusqu'à 45 kHz qu'il s'agit d'un procédé analogue à celui de la modulation de fréquence stéréophonique.

Pour le moment nous n'avons pas encore d'autres détails sur ce procédé mais en raison de la largeur de bande, on peut présumer que dans le signal différence enregistré, la bande contient non seulement ce signal mais aussi celui d'une sous-porteuse comme en FM dont un décodeur dégagera le signal transmis par celle-ci. Voici les caractéristiques du

disque, du pick-up spécial et décodeur pour quatre canaux:

Disque:

Vitesses et dimensions comme celles des disques normaux monophoniques et stéréophoniques à deux canaux.

Compatibilité : avec les enregistrements mono et stéréo (à deux canaux). Fréquence : somme, de 30 à

15 000 Hz, différence de 20 000 à 45 000 Hz.

Intermodulation canaux G et D: 25 dB.

Intermodulation entre les canaux avant et les canaux arrière: 20 dB.

Rapport signal à bruit meil-leur que 50 dB.

Durée de vie comme celle des disques habituels.

Pick-up:

Réponse 20 à 45 000 Hz, style élliptique, pression du PU 1,5 g.

Décodeur de canaux :

Réponse 30 à 15 000 Hz pour chaque canal, tension de sortie 0,1 V réalisé avec 29 transistors. L'installation électronique qui devra suivre la sortie du décodeur tétrastéréo de disque sera évidemment quatre canaux réels, utilisables, bien entendu, avec les autres sources à 1, 2, 3 ou 4 canaux.

Tétrastéréophonie

Dans le domaine des récepteurs à modulation de fréquence on exigera également la compatibilité dans les deux sens : une émission monophonique, bistéréophonique ou tétrasté-réophonique devra être rece-vable correctement avec une installation FM 4 canaux réels + décodeur, 4 canaux + BF 4 canaux. De même, une installation normale monophonique ou bistéréophonique devra recevoir des émissions FM tétrastéréophonique en délivrant, selon ses possibilités des signaux à 1 ou 2 canaux.

Il est évident que dès qu'il s'agit d'un système de radio-diffusion, des procédés nou-veaux peuvent être proposés mais l'utilisateur c'est-à-dire l'auditeur, ne pourra en profiter que si les administrations des radiodiffusions concernées, acceptent ce procédé et l'introduisent dans leurs émissions. Ces décisions se font attendre longtemps le plus souvent. Pour le moment on ne connaît qu'un seul exemple d'émissions tétrastéréophoniques aux Etats-Unis, à l'aide de deux émetteurs de stéréo normale à deux canaux. L'un émet, par exemple les canaux G et D avant et l'autre les canaux G et D arrière.

A la réception il faut disposer de deux chaînes stéréophoniques normales à deux canaux chacune, prévues pour la réception FM stéréo donc non seulement avec deux tuners FM mais aussi avec deux décodeurs. C'est un retour à un procédé ancien de transmission de bistéréophonie qui a été adopté également en France pendant un certain temps pour transmettre, par deux émetteurs distincts, deux émissions monophoniques l'une constituant le canal G et l'autre le canal D.

Il est possible que le procédé à deux émissions ne soit pas conservé et que l'on parviendra à un procédé de transmission de quatre canaux par un seul émetteur car les électroniciens des temps présents ne reculent devant aucune difficulté ni aucune dépense.

Un spécialiste anglais, Michael Gerzon, de l'Institut mathématique d'Oxford, décrit dans la revue américaine, Radio Electronics (Vol. 41, N° 12, de décembre 1970, page 52) un procédé désigné par QUART, abréviation de Quadrature Ambience with Reference Tone ce qui signifie qu'il s'agit d'un procédé utilisant une modulation de deux signaux en quadrature comme ceux du système de télévision en couleurs NTSC, modifié et adapté aux besoins et aux possibilités de la FM à quatre canaux.

L'auteur indique d'abord divers montages du procédé QUART en ce qui concerne les bandes transmises jusqu'à 16 kHz, l'emploi de la sousporteuse à 38 kHz habituelle, la compatibilité, le rapport signal sur bruit.

Le QUART présente également l'avantage de ne pas géner les émissions SCA privées, payantes qui s'effectuent sur 67 kHz.

Principe du QUART

Le signal composite actuel adopté partout à deux canaux

est, comme on le sait, dérivé du procédé ZENITH-GE. Il se présente comme indiqué à la figure 5 (A). Au-dessous de 19 kHz, il y a la bande transmettant le signal 0,5 (L + R) qui réalise la compatibilité car il contient la somme des deux signaux G et D et permet la réception monophonique. 19 kHz, on trouve le signal pilote et, de part et d'autre de 38 kHz, sous-porteuse supprimée, sont les bandes latérales, à modulation d'amplitude du signal différence G - D qui permet d'obtenir la stéréophonie à l'aide d'un décodeur normal choisi parmi les plus modernes (*). Dans le QUART on transmet un deuxième signal à sous-porteuse supprimée, sur a sous-porteuse supprimée, sur 38 kHz également, en quadrature avec celui existant. Ce signal supplémentaire sera celui du troisième canal. De plus, il y a également un signal en phase avec le signal différence, à niveau constant qui se nomme REFERENCE TONE et que nous désignerons en abrégé par RT.

En somme, il y aura dans le signal composite fourni par le détecteur du tuner FM, trois signaux BF: le signal G + D, le signal G - D et le signal d'ambiance A qui sera aussi le canal arrière. Pour le moment on a trois canaux, G, D et A. Le canal A est introduit dans le signal composite normal en l'additionnant au signal à 38 kHz G - D, mais disposé en quadrature et également à modulation d'amplitude comme dans le NTSC le procédé américain de TV couleur. Le signal RT est introduit dans le signal QUART afin de corriger l'intermodulation entre les canaux, due à des erreurs de phase et aussi pour permettre l'opération de passage automatique du système à 3 canaux à celui à 2 canaux.

Voici quelques relations précises.

Dans le procédé normal le signal composite est de la forme :

$$M = \frac{G + D}{2} + \alpha \sin 2 \pi \text{ ft}$$

$$+ \frac{G - D}{2} \sin 4 \pi \text{ ft}$$

Le signal QUART est de la forme :

$$C = \frac{G + D}{2} + a \sin 2 \pi \text{ ft}$$

$$+ \frac{G - D}{2} \sin 4 \pi \text{ ft}$$

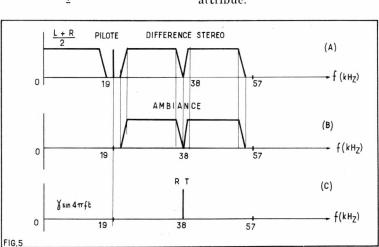
+ β A cos 4 π ft + γ sin 4 π ft (1) f étant la fréquence pilote 19 kHz et 2 f la fréquence de sous-porteuse 38 kHz, a, β et γ sont des constantes standardisées en émission et réception. Dans le cas du QUART, a, β et γ sont positives. A la figure 5 (B) on montre le signal QUART A, β A COS 4 π ft. Le signal RT est montré en son emplacement à la figure 6 (C). L'ensemble (A) (B) et (C) donne le signal QUART composite.

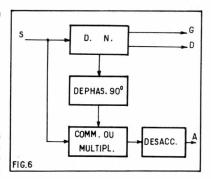
RÉCEPTION

Un récepteur pouvant convenir aux émissions QUAD et compatible pour les émissions actuelles stéréo et mono, peut être réalisé selon la même composition que les récepteurs ou tuners stéréo à deux canaux jusqu'à la sortie du décodeur. Celui-ci fournira le signal BF composite à un décodeur spécial différent de celui pour deux canaux et beaucoup plus compliqué, délivrant à la sortie les signaux stéréophoniques à 2, 3 ou 4 canaux ou le signal monophonique, identique aux quatre sorties.

La figure 6 donne le principe d'un ensemble décodeur pour stéréo à trois canaux, système QUAD.

En partant du signal BF composite S fourni par le détecteur du tuner FM, on trouve deux voies, l'une transmettant ce signal à un décodeur stéréo habituel DN, donnant à la sortie les signaux BF, G et D, l'autre voie transmettant le même signal composite au circuit commutateur ou multiplicateur. Ce circuit reçoit également un signal provenant du décodeur DN, appliqué au déphaseur. Finalement, le signal BF du troisième canal A (ambiance) est transmis au désaccentuateur pour être appliqué au canal BF qui lui est attribué.





Avant de donner des détails sur ce montage, indiquons comment on peut obtenir le quatrième canal.

Un procédé simple est de le créer à partir du signal monophonique, reconstitué par l'addition des signaux G + 1), commun dans le procédé quadristéréo. Dans ce cas, il suffira d'un quatrième haut-parleur seulement, aucun amplificateur. « 4° canal » n'étant nécessaire.

Par contre si l'on désire un quatrième canal réel, il sera nécessaire d'inclure le signal BF correspondant dans le signal BF composite.

La réalisation pratique consiste à prévoir une sousporteuse supprimée harmonique de 19 kHz, par exemple 76 kHz ou 114 kHz, ou d'autres. Un système décodeur assez simple extraira le signal quatrième canal du signal composite. Il sera évidemment nécessaire de prévoir un quatrième canal BF complet.

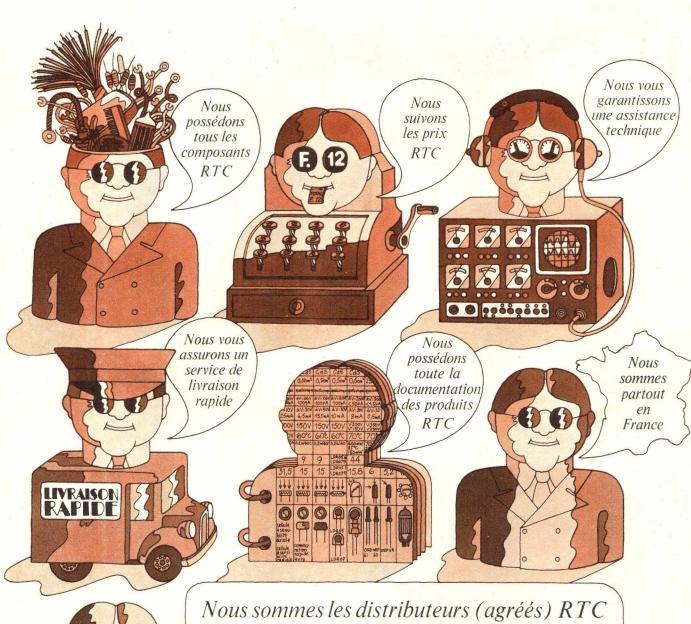
Revenons au decodeur de la figure 6 pour stéréo 3 canaux. Du décodeur normal DN, le signal à 38 kHz est transmis au déphaseur. Le signal à 19 kHz étant de la forme sin 2 π ft (avec f = 19 kHz), celui à 38 kHz a la forme sin 4 π ft. Ce signal à 38 kHz est déphasé de 90° ce qui donne un signal de la forme cos 4 π ft. On l'applique au circuit de commutation ou de multiplication qui recevant également le signal composite, donnera à la sortie le signal BF du 3° canal qui était introduit, en quadrature avec le signal différence G — D. Il est nécessaire d'éliminer le signal somme G + D du signal composite avant que celui-ci soit appliqué au commutateur-multiplicateur.

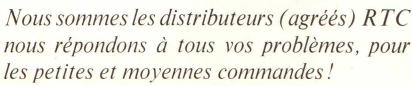
Un décodeur comme celui représenté symboliquement par la figure 6, sera très probablement, s'il voit jamais le jour, en circuits intégrés ce qui rendra simple le montage et l'emploi d'un montage compliqué.

D'autres problèmes concernant la stéréophonie à plus de deux canaux seront étudiés dans notre prochain article.

F. JUSTER

^(*) Voir notre ouvrage : Les tuners modernes à modulation de fréquence Hi-Fi stéréo, en vente à la Librairie Parisienne de la Radio : 43, rue de Dunkerque, Paris (10°).





- REGION PARISIENNE 60 75 77 78 91 92 93 94 95

- DROVENCE, COTE-D'AZUR: 06 20 83 MC
 RHONE-ALPES: 01 07 Nord 26 Nord 38 33 42 69 71 73 74

 SUD-OUEST:
- 09 11 12 16 17 24 31 32 33 40 46 47 64 65 66 81 82 87
- R.T.F. DIFFUSION
 SONEL ROHE
 OMNI TECH
 DISTRIBUTION

59 à 63, rue Desnouettes 220, rue de Javel 82, rue de Clichy

22, rue des Filles-Dieu 2, rue Jules-Verne 6, rue Livio 5, rue Villiet 36, rue Villeneuve

SAINT-QUENTIN 24, rue des Canonniers LE MANS 60, rue Sagebien SOTTEVILLE-LES-ROUEN rue de la Paix

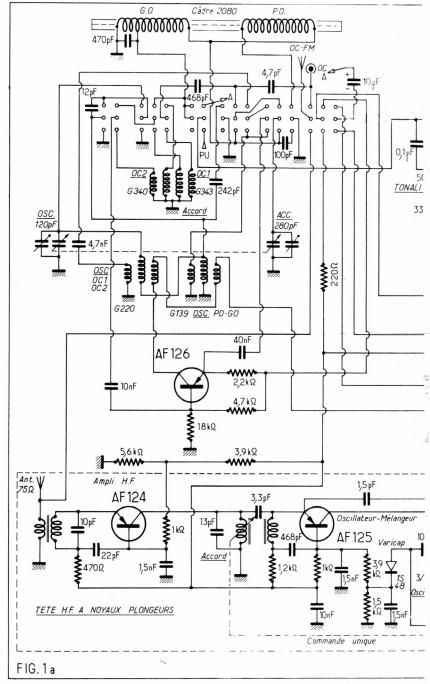
PAU 31, av. du R.I.
BORDEAUX-GRADIGNAN 162 bis, cours du Gi-de-Gaulle
Immeuble "Le Spatial"
RAMONVILLE-STE-AGNE Route de Narbonne

DISTRIBUTION

COMBINÉ RADIO-PHONO CONSUL



L'appareil que nous allons décrire est équipé d'une platine tourne-disque Philips à trois vitesses 33 t - 45 t et 78 t | mn et d'un récepteur monophonique AM|FM à cinq gammes d'ondes PO-GO-OC₁-OC₂-FM. La présentation de ce combiné radio-phono est particulièrement réussie grâce à un élégant coffret de teinte noyer qui protège l'ensemble des circuits. Le couvercle pivote vers l'arrière découvrant la platine tourne-disque; ce couvercle sert de charge acoustique à un haut-parleur de 17 cm à moteur inversé. Une béquille sert à la fixation en position haute du baffle ainsi formé. Les dimensions de l'ensemble sont les suivantes : 380 mm × 190 mm × 150 mm. La hauteur (150 mm) est donnée sans les pieds.



PRÉSENTATION

Le récepteur CONSUL se présente comme un ensemble incorporé dans une ébénisterie de bois précieux. Un cadran en plexiglas recouvrant entièrement la façade permet de repérer facilement les stations. Deux aiguilles à déplacement parallèle assurent dans une première moitié du cadran la recherche des émetteurs PO-GO et FM. Dans la seconde moitié, l'autre aiguille indique le calage des stations en OC₁ et OC₂. Ces deux systèmes d'aiguilles indicatrices des fréquences d'accord sont entraînées simultanément par la commande manuelle placée à droite du cadran.

Une ampoule du type luciole éclaire un voyant rouge indicateur de la mise sous tension de l'appareil.

Sur la partie droite du panneau avant gravé, nous trouvons deux réglages :

— Le premier permet de faire varier la tonalité selon le goût de l'auditeur.

— Le second est la commande de volume avec en buttée de course les deux interrupteurs de piles ou secteur, selon le type de fonctionnement adopté. Un contacteur à six touches chromées assure les fonctions suivantes : FM - PO - GO - OC_1 - OC_2 - Ant./Ext.

La touche « Antenne extérieure » met hors service le cadre par le jeu des commutations et permet la liaison avec une antenne filaire de quelques mètres.

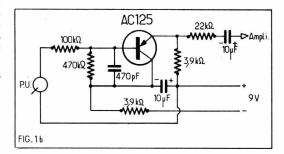
Il est bon de souligner que le cadre est rotatif avec la commande manuelle, accessible par le côté droit de l'appareil. Cette disposition évite de faire pivoter l'appareil lorsqu'il est incorporé dans un meuble.

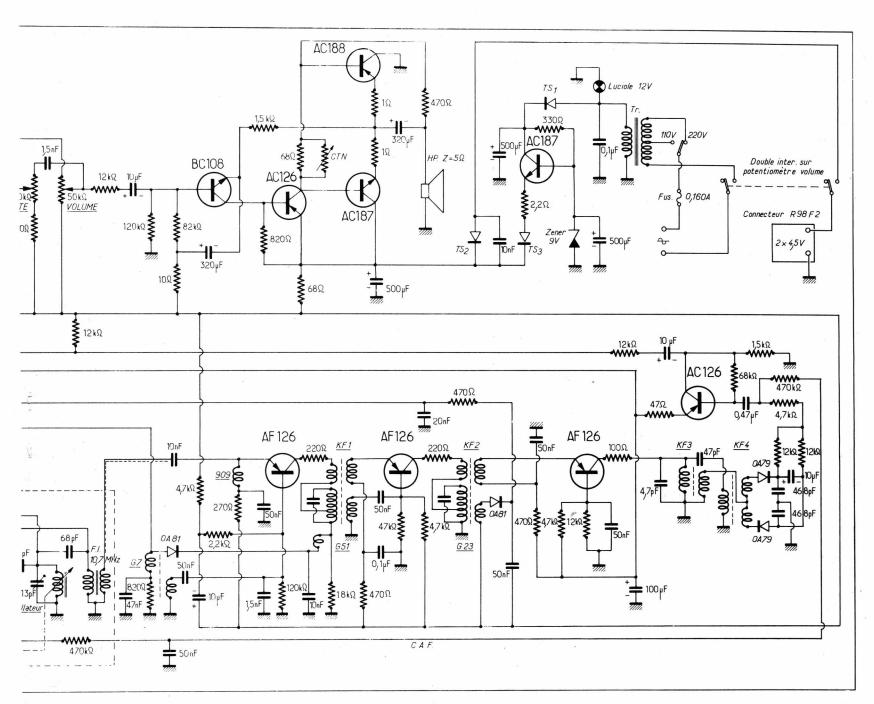
Une antenne téléscopique dont l'embase est articulée permet la réception des gammes OC_1 - OC_2 et FM. Une prise d'antenne extérieure pour les ondes courtes peut pallier l'insuffisance de l'antenne télescopique sur ces 3 gammes.

Les gammes couvertes sont les suivantes

 OC_1 : 7 à 18 MHz OC_2 : 3 à 6,5 MHz PO: 520 à 1 600 kHz GO: 170 à 270 kHz FM: 88 à 108 MHz En basse-fréquence, l'amplificateur est du type à étage de sortie avec transistors complémentaires NPN/PNP. Toutes les liaisons sont directes, ce qui permet une bande passante favorable aux notes graves. Si le HP incorporé peut paraître insuffisant, une prise HPS permet le branchement d'une enceinte extérieure.

Une sortie magnétophone aux normes DIN 5 broches permet le branchement d'un enregistreur mono ou stéréo.





Les circuits essentiels de ce tuner se retrouvent sous la forme de modules à l'exception de l'alimentation câblée selon la formule traditionnelle. Les fonctions de ces différents modules, sont les suivantes :

a) Module convertisseur AM et amplificateur FI en AM/FM

En AM, ce module transforme les signaux captés par l'antenne extérieure ou le cadre ferrite en un signal à la fréquence intermédiaire de 480 kHz grâce au signal engendré par l'oscillateur local. Montés en base commune, les étages FI amplificateurs du signal à 10,7 MHz ont une stabilité rigoureuse.

b) Alimentation + 9 volts

Le circuit + 9 volts nécessaire à l'alimentation des divers circuits haute et basse fréquence est fourni à partir d'un transformateur dont le primaire peut être adapté aux tensions secteur, de 110 volts à 220 volts, grâce à une prise médiane sur l'enroulement.



Tous les mois lisez

SYSTÈME D

c) Tête VHF à noyaux plongeurs

La commande habituelle par condensateur variable à deux ou plusieurs cages est ici remplacée par un système à noyaux plongeurs. Cette tête VHF est caractérisée par un grand gain, un très faible facteur de bruit et une stabilité rendant presque inutile la commande automatique de fréquence.

ANALYSE TECHNIQUE DU SCHÉMA DE PRINCIPE (Fig. 1a)

a) Tête VHF

La tête VHF équipant ce tuner met en œuvre deux transistors, un AF124 et un AF125, et se caractérise par un gain très appréciable de 27 à 30 dB mesuré dans les conditions suivantes : générateur branché à l'entrée antenne, selon l'impédance normalisée de 75 ohms et réglé au milieu de la bande FM soit 100 MHz. Le signal FI à 10,7 MHz est alors mesuré au secondaire du transformateur FI, de sortie chargé par une résistance, ohmique de 1 k Ω figurant la charge ramenée par l'étage suivant, monté en émetteur-commun. La largeur de bande FI en sortie est de l'ordre de 400 kHz à — 6 dB. Le facteur de bruit de la tête est de l'ordre de 7 \pm 2 dB selon la dispersion des semiconducteurs employés. Le rattrapage en fréquence dû à l'action de la commande automatique de fréquence est de \pm 500 kHz pour une tension de dérive du discriminateur de \pm 1 volt.

L'impédance de sortie de la tête est de l'ordre de 1 $k\Omega.$ L'ensemble de la tête VHF est entièrement blindé afin d'éviter tout rayonnement d'ailleurs négligeable de l'oscillateur local et de diminuer les réponses parasites affectant la course de réponse HF + MF (courbe AM amplitude en fonction de la fréquence).

Le 1er étage amplificateur HF utilise un transistor AF 124 monté en base commune agissant comme un transformateur d'impédance, ce qui se traduit par un gain important en tension et en puissance. L'avantage de ce montage est le meilleur comportement en amplificateur HF du transistor (fréquence de coupure plus élevée qu'en émetteur commun).

L'oscillateur-mélangeur est un AF125. Le signal fréquence intermédiaire à 10,7 MHz est mis en évidence sur le collecteur du transistor aux bornes du primaire du transfo MF accordé par 68 pF. Dans l'émetteur de l'AF125 est disposé un circuit réjecteur constitué par un circuit oscillant série dont la capacité d'accord est 468 pF (Fo = 10,7 MHz).

Le glissement de fréquence en fonction de la température est de l'ordre de 50 kHz pour une plage de variation de 20° à 50°C. Le point de fonctionnement des deux transistors est déterminé de la façon suivante :

- AF124: pont de base 5,6 k Ω , 3,9 k Ω . La résistance d'émetteur est fixée à 470 ohms.
- AF125 : pont de base 1 kΩ, 1 kΩ + 3,9 kΩ découplés par 1,5 μF. Résistance d'émetteur fixée à 1,2 kΩ.

La tension de seuil de la diode varicap IS48, est fixée par le diviseur du pont de base de l'AF125. Les variations de capacité sont transmises au circuit oscillateur local par un condensateur céramique de 10 pF.

b) Convertisseur AM

Un transistor AF126 assure les fonctions de mélangeur et oscillateur local. Les circuits haute-fréquence, d'entrées sont accordés par la cage 280 pF du condensateur variable 280 pF-120 pF. Le bobinage d'accord du circuit HF est constitué en PO ou en GO par les deux bobines, du cadre ou les enroulements accord OC₁ et OC₂ en ondes courtes. La commutation des 4 gammes PO, GO, OC₁ et OC₂ est faite par le contacteur à touches disposé sur le circuit imprimé. Le passage de la réception sur cadre à la réception sur antenne est opéré par une touche à enclenchement indépendant.

En position cadre, lors de la réception des gammes PO et GO, la section 280 pF du condensateur variable est commutée sur les connexions chaudes des bobines du cadre et assure ainsi l'accord de circuit d'entrée. Chaque fraction d'enroulement du cadre comprise entre la masse et la prise intermédiaire assure une parfaite adaptation avec l'impédance d'entrée du transfo changeur de fréquence AF126 qui est attaqué par la base.

Le circuit oscillateur est commun aux gammes PO et GO; l'accord de ce circuit est assuré par la section 120 pF du condensateur variable. En position GO, un condensateur fixe de 242 pF est placé sur l'enroulement oscillateur de façon à se caler sur les fréquences basses de cet étage oscillateur local. Un transformateur HF séparé, assure l'oscillation en OC. Le condensateur variable est muni de trimmers facilitant l'alignement et le calage des stations sur les fréquences élevées (haut de gamme).

La liaison entre la base du transistor changeur de fréquence et le circuit d'entrée est effectuée par un condensateur de 10 nF. La polarisation de cet étage est constituée par un pont 18 k Ω côté masse et 4,7 k Ω côté positif. L'émetteur de ce transistor est chargé par une résistance, de 2,2 k Ω . La liaison, entre l'émetteur et les bobinages oscillateurs est faite par un condensateur de 40 nF. L'oscillation locale est produite par un montage base commune. La réaction est du type collecteur-émetteur. Le secondaire de chaque oscillateur est en série avec le primaire du premier transformateur FI.

Une particularité à signaler en ce qui concerne le condensateur variable le diélectrique est du type solide et est constitué de feuilles plastiques. Cette disposition réduisant l'encombrement caractérise les condensateurs variables modernes.

Le cadre ferrite orientable employé est du type à ferrite étoilée assurant ainsi un minimum de perte. Le coefficient de surtension est alors suffisamment élevé pour assurer une bonne sélectivité, alliée à une excellente sensibilité.

c) Fréquence intermédiaire AM

Les transformateurs de liaison de cet amplificateur fréquence intermédiaire sont accordés sur la valeur maintenant standardisée de 480 kHz. Les transistors utilisés, du type « drift », ont une fréquence de coupure élevée. Il s'agit ici d'AF126. Le signal disponible au secondaire de G7 est envoyé sur la base du premier transistor AF126, amplificateur FI, grâce à un condensateur de liaison de 50 nF. Après amplification par le premier étage FI, le signal à 480 kHz est appliqué à l'entrée de l'étage suivant par un trans-

formateur accordé G51. L'attaque de la base s'effectue par un enroulement à basse impédance. Le signal amplifié est mis en évidence par le transformateur G23, lequel attaque la diode de détection. La basse-fréquence est filtrée par un réseau RC (50 nF, 470 ohms, 20 nF) avant d'être envoyée sur la commutation AM/FM.

Un dispositif de CAG à partir de la tension continue de détection commande en AM la polarisation de la base de T₂ assurant ainsi une régulation efficace du signal en fonction de l'amplitude du signal disponible à l'antenne AM ou sur le cadre.

d) Fréquence intermédiaire FM

Cet amplificateur comporte 3 étages montés en base commune évitant de la sorte toute instabilité à l'amplification d'un signal à 10,7 MHz. En AM, l'impédance propre de l'enroulement FM, disposé dans le circuit émetteur de chaque transistor, est parfaitement négligeable à la fréquence de travail de 480 kHz. Le signal disponible à la sortie de la tête VHF est injecté sur l'émetteur chargé par une self d'arrêt à la fréquence de 10,7 MHz. Chaque secondaire des transformateurs de liaison FM (KF₁), attaque de la même manière l'émetteur des transistors AF126. Des résistances de blocage de 220 ohms sont disposées en série dans chacun des collecteurs.

La détection FM comprenant les transformateurs KF_3 et KF_4 est assurée par deux diodes OA79 appairées montées en détecteur de rapport. Ce dernier a l'avantage de se comporter en limiteur, éliminant de la sorte toute modulation parasite. Le signal basse-fréquence est pris au point commun des deux résistances de $12~k~\Omega$.

Une résistance série de 470 k Ω découplée par 50 nF fournit la tension de commande du C.A.F. à la tête VHF à noyaux plongeurs.

e) Étage basse fréquence

L'étage de sortie du type LIN sans transformateur de sortie ni transformateur driver ne limitant pas la transmission des fréquences extrêmes du spectre sonore. On peut décomposer en trois parties l'amplificateur BF étudié :

- a) étage d'entrée BC108 sur l'émetteur duquel aboutit la contre-réaction
 - b) étage driver AC126
- $\it c$) étage de sortie AC187 et AC188 du type complémentaire NPN/PNP.

La modulation issue de l'étage AC125 (fig. 1b) utilisé en étage tampon entre la cellule de lecture et l'entrée du module ampli ou venant des détections AM ou FM selon la commutation est appliquée au sommet du potentiomètre de volume.

Un circuit simple de correction de tonalité est constitué d'un potentiomètre de $50~k\Omega$ et des condensateurs de 1,5 nF et 0,1 $\mu F.$ Une résistance talon de 330 Ω limite l'action du potentiomètre de tonalité

L'étage d'entrée à très faible bruit constitué d'un BC108 est relié directement au driver PNP selon la technique des polarisations inversées. Le transistor BC108 est polarisé par un pont de base de 82 k Ω -120 k Ω . La base reçoit la modulation par un condensateur de 10 μF en série avec une résistance de 12 k Ω , ce qui élève l'impédance d'entrée. L'émetteur a son potentiel fixé par une résistance de 1,5 k Ω . Un condensateur de 320 μF en série avec une résistance de 10 Ω diminue le taux de contre-réaction de l'étage d'en-

trée. Le collecteur est chargé par une résistance de 820 Ω et la tension aux bornes de cette résistance assure la polarisation de l'étage driver AC126.

Le driver alimente en phase la paire complémentaire. Le décalage de tension entre les bases de la paire AC188 et AC187 est assuré par une thermistance shuntée par une résistance de $68~\Omega$. Le courant de repos est réglé de telle façon que la distorsion aux faibles puissances de sortie soit pratiquement inexistantes.

f) Étage collecteur commun (Fig. 1b)

En PU, la réponse aux fréquences basses dépend de l'impédance de charge de la cellule cristal utilisée avec ce combiné Radio-phono. Plus l'impédance est élevée, meilleure est la réponse aux notes graves. D'où la nécessité de disposer d'un étage collecteur commun caractérisé comme nos lecteurs le savent, par une impédance d'accès très élevée et ceci, d'autant plus que le gain en courant de transistor est important. Une résistance série de $100~\mathrm{k}\Omega$ contribue à l'augmentation de la charge.

Le transistor AC125 à son potentiel fixé de la façon suivante :

- polarisation de base : 470 k Ω placée entre base et pôle négatif.
- Tension d'émetteur fixée par $3.9 \text{ k}\Omega$.
 - Collecteur relié au pôle négatif.

Une cellule de découplage constituée d'une résistance de 3,9 k Ω et d'un condensateur de 10 μF alimente l'étage collecteur commun.

Les modulations BF prises sur l'émetteur sont appliquées à l'amplificateur par un condensateur de 10 $\,\mu F$ et d'une résistance de 22 $k\Omega.$

CIRCUITS D'ALIMENTATION

Ce récepteur est conçu pour avoir deux types d'alimentation :

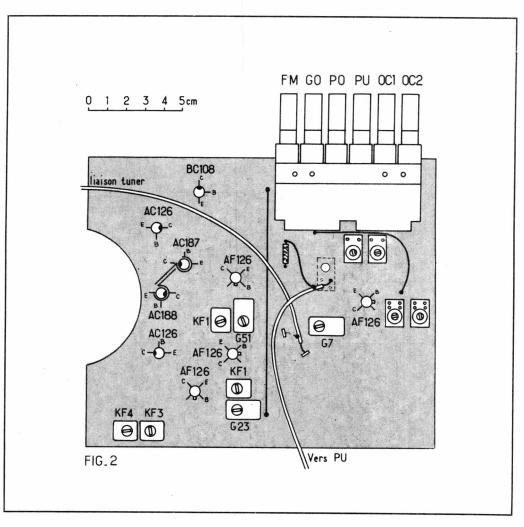
- une alimentation sur secteur;
- une alimentation sur piles incorporées.

La tension d'alimentation à la valeur normalisée de 9 V. Elle est obtenue à partir d'un transformateur d'alimentation dont le primaire peut être connecté sur 110 ou 220 V, grâce à un bouchon répartiteur fixé sur le panneau arrière et accessible à l'usager.

L'amplificateur de cet appareil est monté en classe B, ce qui rend le débit variable. Il faut donc que la tension d'alimentation reste à sa valeur nominale, ici de 9 V pour éviter une réduction de la puissance de sortie, une augmentation du taux de distorsion et une dérive importante des circuits HF accordés en AM comme en FM. C'est pourquoi l'alimentation doit être stabilisée. De plus, ce type d'alimentation annule pratiquement tout ronflement résiduel par un filtrage énergique de la tension d'alimentation. La tension de référence fixant le potentiel de base du transistor régulateur AC187 est assurée par une diode zéner de 9 V. Cette zéner est découplée par un condensateur de 500 $\mu F.$ Un condensateur de même valeur est placé en tête de filtre à la sortie de la diode de redressement monoalternance TS1.

Deux diodes TS_2 et TS_3 évitent tout passage de la tension d'alimentation issue de la régulation dans le circuit des piles et inversement.

Un condensateur de sortie de filtre (500 $\mu F)$ élimine radicalement tout résidu de ronflement à 50 Hz.



MONTAGE MÉCANIQUE ET CABLAGE

Le combiné radio-phono AM/FM étu-dié dans cet article n'est pas un montage très serré où le manque de clarté pro-voque quelquefois certaines difficultés lors du câblage et à l'assemblage général. Au contraire, nous sommes en présence d'un appareil particulièrement aéré. La majorité des circuits est groupée sur un circuit imprimé, représenté côté composant à la figure 2. Mentionnons que ce circuit est précâblé. Il comprend la partie haute fréquence AM, les étages « fréquence intermédiaire » mixtes AM/FM et la partie BF. La décomposition mécanique du tuner, peut s'effectuer de la façon suivante:

 Un châssis alimentation formé d'une équerre sur les branches desquelles viennent se fixer d'un côté le transformateur, les circuits de redressement et de filtrage et de l'autre côté, la prise d'antenne FM 75 Ω , le répartiteur secteur

d'antenne extérieure AM/OC/PO/GO et

les embases Din à 2 et 5 broches.

— Une plaquette d'isorel sur laquelle vient se fixer le circuit imprimé HF/ FI/BF l'alimentation (fig. 3).

— Un panneau avant constitué d'une

équerre de tôle étamée de 10/10.

Sur le panneau avant, il faut fixer les éléments suivants

La tête VHF de réception FM. Le condensateur variable d'accord AM.

Le dispositif d'éclairage du cadran. Le potentiomètre faisant varier le niveau de la tension BF de sortie.

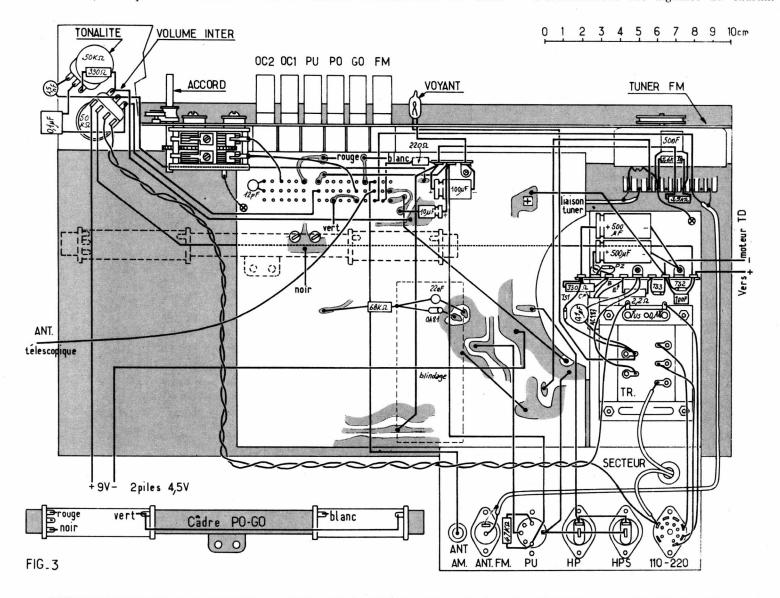
Le potentiomètre de réglage de tonalité.

La plaquette d'isorel et ce panneau avant, sont assujettis par quatre vis, tête fraisée de 3 × 8 avec rondelles éven-tail et écrous. Le circuit imprimé est fixé par deux entretoises de 20 mm avec et écrous. L'orientation du cadre

ferrite est assurée par une plaque de plexiglas fixée sous la plaquette d'isorel

et entraînant ce cadre grâce à une vis de 3 × 50, servant d'axe de pivotement.

Le câblage général (voir les plans de câblage) une fois le montage mécanique terminé, consiste à l'interconnexion des modules, ceux-ci étant fournis câblés et réglés. Ún soin tout particulier, sera pris lors de cet assemblage, afin de bénéficier des performances maximales du montage. Les soudures devront être faites avec un fer de 50 à 60 W. Si les soudures sont fines et brillantes, elles sont réussies. Dans le cas contraire un nettoyage de la panne du fer à souder peut amener des améliorations. Les soudures sur les circuits imprimés et sur les cosses de sortie de la tête VHF, devront être effectuées rapidement, afin d'éviter toute détérioration et décollement de la surface cuivrée. La figure 4, montre comment poser le câble d'entraînement des aiguilles du cadran.



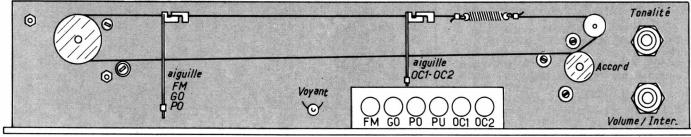


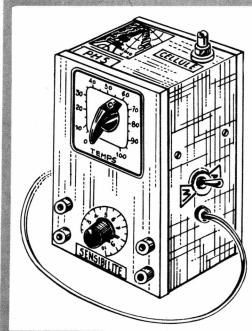
FIG.4

0 1 2 3 4 5 cm

L'électronique appliquée

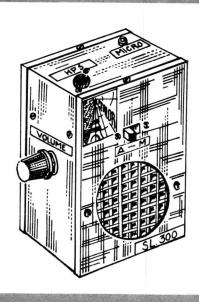
Les deux petits montages que nous allons décrire dans cette rubrique sont très facilement réalisables par un amateur, même débutant. Ils sont susceptibles de nombreuses applications pour lesquelles ils sont d'un fonctionnement très sûr.

Le premier est une minuterie fonctionnant par la projection d'un rayon lumineux sur une cellule photorésistante (PH5). Le second est un dispositif de surveillance portant le sigle \$L300.



PH 5

MINUTERIE COMMANDÉE PAR LA LUMIÈRE OU MANUELLEMENT



SL300

SURVEILLEUR ÉLECTRONIQUE

Elle a été concue dans le but de commander à distance une installation élec-trique telle que l'éclairage d'un garage l'ouverture d'une issue (porte d'un box) par la lumière des phares. Au bout d'un certain temps compté par la minuterie le système revient en position d'attente. tion d'attente.

CARACTERISTIQUES GENERALES

C'est un appareil complètement tran-sistorisé alimenté sous 12 volts par une a'imentation secteur stabilisée.

La puissance de coupure du relais est de 500 watts, pouvant être obtenue pour une tension maximum de 250 V ou pour une intensité maximum de 6 A.

2 gammes de temps peuvent être obtenues:

Temps I: de 35 secondes à 4 minutes 35 secondes.

Temps II : de 1 minute 5 secondes à 9 minutes 10 secondes.

Sensibilité maximum : ce dispositif fonctionne correctement pour une distance de 20 mètres.

SCHEMA ET **FONCTIONNEMENT**

Le schéma est donné à la figure 1. Deux transistors sont mis en œuvre. Un BC108 (NPN) et un 2N2907 (PNP).

La base du BC108 est alimentée par un pont composé d'une résistance réglable de $47\,000~\Omega$ coté — 12~V et d'une $1.5~M\Omega$ shuntée par une photodiode coté +~12~V. Son circuit émetteur comporte une résistance de $10~\Omega$ destinée à compenser l'effet de température. Son collecteur est chargé par une $10\,000\,\Omega$ en série avec une résistance réglable de $470\,000\,\Omega$.

En attente, la photodiode n'étant pas éclairée, présente une résistance élevée, de sorte que la presque totalité de la tension d'alimentation se retrouve à ses bornes. Le potentiel de la base est le même que celui de l'émetteur, par conséquent le transistor est pratiquement bloqué ou tout au moins son courant collecteur est très faible et ne peut déclencher le fonctionnement de la suite du montage. La résistance ajustable de 47 000 Ω permet de régler la tension de base et de ce fait d'agir sur la sen-

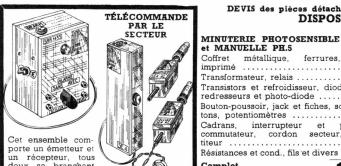
Lorsque la cellule est éclairée sa résistance diminue fortement, le cou-rant collecteur du BC108 devient rant collecteur du BC108 devient important et charge le condensateur de 2 200 µF chacun. Un commutateur permet d'utiliser T₁ ou T₁ et T₂ en parallèle, ce qui détermine les deux gammes de temps dont les limites ont

été définies plus haut. La tension aux bornes du condensateur est appliquée à travers une $8\,200\,\Omega$ à la base du $2N2907\,$ qui en veille n'est pas conducteur. La tension aux bornes du condensateur tendra à rendre la base négative sateur tendra a rendre la base negative par rapport à l'émetteur. Pour amener le courant collecteur de 2N2907 à une valeur suffisante pour faire coller le relais placé dans son émetteur, il faut charger complètement les condensa-teurs. Pour cela il faudra maintenir un certain temps l'éclairement de la cellule. Ce temps de charge obligatoire cellule. Ce temps de charge obligatoire de 1 à 2 secondes devient un facteur de sécurité car l'appareil ne réagissant pas sur un éclat de lumière bref évitera tout déclenchement inopiné.

Le rayon lumineux interrompu, la diode reprend sa grande résistance, ce qui bloque le BC108.

La charge des condensateurs de $2\,200~\mu F$ maintient le $2\,N2907$ conducteur mais une décharge se produit à travers les résistances de $10\,000~\Omega$ et de $470\,000~\Omega$. Lorsque la tension aux bortons de $10\,000~\Omega$ consque la tension aux bortons de $10\,000~\Omega$ consque la tension aux bortons de $10\,000~\Omega$. nes des condensateurs tend vers zéro, le 2N2907 se b'oque et le relais est relaxé. Le dispositif revient à sa position d'attente. La diode B16 a pour but d'éviter les extracourants de rupture pouvant se produire en raison de la self de la bobine d'excitation du relais.

Un bouton poussoir en série avec une 47 000 Ω est prévu sur la photo diode. Il permet le réarmement manuel de l'appareil. On peut ainsi l'utiliser en minuterie d'usage domestique : minuterie d'escalier par exemple.



deux se branchant sur le secteur. Un ordre envoyé par l'émetteur actionne sur le récepteur un relais à fort pouvoir de cou-pure. Liaison par les fils du secteur entre les prises de courant d'un même réseau. les prises de courant d'un même réseau. Possibilité de procéder par ordre simple ou par ordre maintenu ou par verrouillage du relais, qui reste alors enclenché sur réception d'une simple impulsion. Des accessoires permettent l'emploi en alarme anti-vol, déclenchée par cellule photo-électrique ou par rupture de contact. Prix en pièces détachées:

Le récepteur SRR1433 L'émetteur SE4

70,40 ... 3 1,20 25,40 166,00 L'accessoire CELLULE
L'accessoire RUPTURE
(Tous frais d'envoi : 6 F)



RELAXTRONIC RL1

Gadget électronique, Gadget électronique, relaxateur muscu-laire, que l'on pour-rait également dire décontractant, défa-tigant, stimulant, sti-mulateur musculaire. C'est en somme la version électronique

DEVIS des pièces détachées et fournitures nécessaires au montage des DISPOSITIFS ELECTRONIQUES

décrits ci-contre

et MANUELLE PH.5	
Coffret métallique, ferrures,	circuit
imprimé	28,00
Transformateur, relais	37,00
Transistors et refroidisseur, diode, redresseurs et photo-diode	
Bouton-poussoir, jack et fiches, socletons, potentiomètres	
Cadrans, interrupteur et pla	quette,
commutateur, cordon secteur,	
titeur	1 1,20
Résistances et cond., fils et divers .	25,30

Complet. 161,20 en pièces détachées

SURVEILLEUR DE LOCAL SL. 300

Coffret métallique, ferrures, barrette	24,00
Circuit integré, refroidisseur, imprimé	circuit 3 1,80
Haut-parleurs, transformateur	43,00
Potentiomètre, bouton, interrupteur, son bouchon, jack, fiches et socle	pile et 15,80
Résistances et condensateurs, fils et divers	17,60

Complet en pièces détachées 132,20 (Tous frais d'envoi : 5 F)

SIRÈNE D'ALARME DE POCHE ASK10

Petite sirène de di-mensions réduites, pouvant être mise dans la poche ou dans le sac à main.

dans le sac à main.
Sur arrachage d'une
fiche, elle émet un
son qui est variable, à tonalité modulée,
qui rappelle le son des sirènes des voitures
de police américaine. En point fixe, on peut
la munir d'un grand haut-parleur extérieur
pour une très longue portée.
Complet, en pièces détachées ... 9 1,00
(Tous frais d'envoi : 3,00)

du système à vibration mécanique que l'on rencontre dans certains lieux publics, mais il agit d'une façon localisée. Son but est de

soulager et stimuler une musculature fatisoulager et stimuler une musculature l'air quée. Il procède par application de 2 élec-trodes de contact en 2 points d'un membre par exemple. Réglage de la fréquence d'impulsions et de leur intensité. Complet en pièces détachées. 84,50

(Tous frais d'envoi : 5,00)

Toutes les pièces détachées de nos ensembles peuvent être fournies séparément. Tous nos ensembles sont accompagnés d'une notice de montage, qui peut être expédiée pour étude préalable contre 3 timbres-lettre.

CATALOGUE SPÉCIAL « APPLICATIONS ÉLECTRONIQUES » contenant diverses réalisations pouvant facilement être montées par l'amateur, contre 3 timbres

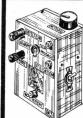
CATALOGUE GÉNÉRAL contenant la totalité de nos productions, pièces détachées et toutes fournitures, contre 5 francs en timbres ou mandat



PASSE-VUE AUTOMATIQUE PVA 9

Il a pour but d'automati-ser totalement un pro-jecteur de diapositives

ser totalement un projecteur de diapositives que l'on actionne normalement à la main. Le temps de projection de chaque diapositive est réglable à volonté entre 1 et 45 secondes. La durée de l'impulsion est de 1 seconde. La durée de l'impulsion de commande du projecteur. Emploi en usage privé et également en public, foire, exposition, démonstration, conférences. L'emploi peut être étendu à tout système nécessitant un contact électrique à intervalles de temps régulier. Complet 94,00 (Tous frais d'envoi : 5,00)



DÉTECTEUR D'APPROCHE et de CONTACT DA. 3

Par l'intermédiaire de cet appareil, lorsqu'on approche où qu'on tou-che une plaque méche une plaque me-tallique quelconque, on déclenche l'action

on déclenche l'action d'un relais à fort pouvoir de coupure. La plaque peut être remplacée par un objet métallique quelconque: poignée de porte, outil, coffret, appareil. Dès que l'on touche cet objet, on peut donc déclencher une alarme ou un système de sécurité, ou un éclairage. On peut aussi mettre un simple fil et l'appareil déclenche dès qu'on touche ce fil. Autonome sur pile. Possibilité d'alimentation sur le secteur. Emploi en attraction de vitrine, alarme teur. Emploi en attraction de vitrine, alarme antivol ou de sécurité, allumage automa-tique etc... Peut fonctionner en déclenche-ment intermittent ou en déclenchement permanent.

(Tous frais d'envoi : 5,00)

ALARME PAR RUPTURE DE CONTACT ARC 2

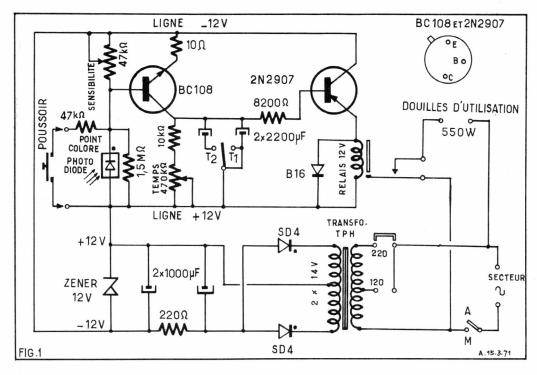
Dispositif d'alerte antivol qui fonctionne sur rupture d'un contact, par exemple lors de l'ouverture d'une porte ou d'une fenêtre, ou à la cassure d'un fil fin. H-P. incorporé, prise pour branchement d'un H.-P. extérieur pouvant être disposé à distance.

Complet, en pièces détachées (Tous frais d'envoi : 5,00)

PERLOR-RADIO Direction: L. PERICONE

25, RUE HEROLD, PARIS (1er) Mo: Louvre, Les Helles et Sentier - Tél.: (CEN) 236-65-50
C.C.P. PARIS 5050-96 - Expéditions toutes directions
CONTRE MANDAT JOINT A LA COMMANDE
CONTRE-REMBOURSEMENT (Métropole seulement):
frais supplémentaires 4 F
Ouvert tous les jours (sauf dimanche)
de 9 h à 12 h et de 13 h 30 à 19 h

70,00



La précision de cette minuterie est conditionnée entre autres par la constance de la tension d'alimentation. Celle-ci est obtenue grâce à une diode zener de 12 V alliée à une résistance de 220 Ω. Cette alimentation secteur est classique. Elle comprend un transfo délivrant 2 × 14 V au secondaire un redressement à double alternance par diodes SD4, deux condensateurs de filtrage de 1000 μF.

trage de 1 000 µF.

Avant d'en terminer avec le fonction-nement de ce dispositif, signalons qu'il peut être utilisé comme antivol et, dans ce cas, la cellule pourra être dissimu-lée dans la porte d'entrée au-dessus du trou de serrure. Sa faible taille lui permet de la loger dans un trou de 3 mm. Cette photodiode et le bouton poussoir peuvent être placés en des endroits très différents.

REALISATION PRATIQUE

Ce montage met en œuvre un circuit imprimé dont l'équipement doit être fait comme l'indique la figure 2. On y fait comme l'indique la figure 2. On y soude les condensateurs électrochimiques, les résistances, les diodes B16 et SD4, la diode zener, le relais et les transistors. Une fois pourvue de ses composants, la plaquette est fixée par deux cornières à l'intérieur d'un coffret métallique de 130 × 90 × 65 mm. Au préalable, on fixe : la prise coaxiale destinée au branchement de la cellule sur le dessus de ce boîtier, l'interrupteur sur une face latérale, le jack mi

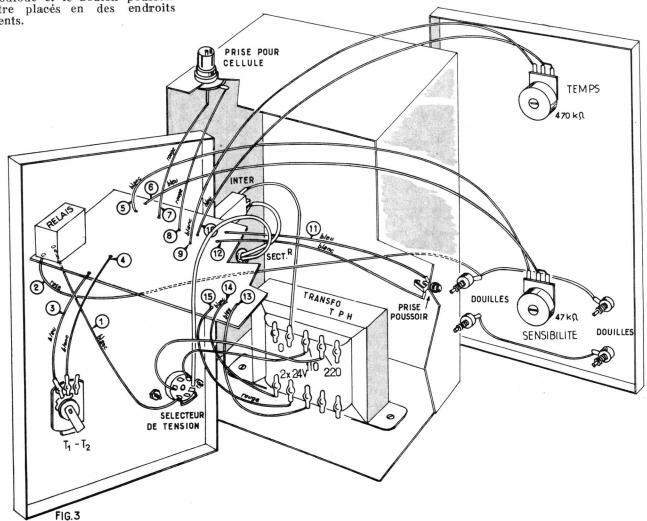
0 2200µF rouge (D. RELAIS 10Ω Ō 0 FIG.2

niature sur l'autre face latérale, le répartiteur de tension et le commutateur T₁-T₂ sur la face arrière. Le potentiomètre de 470 000 Ω de réglage des temps, celui de 47 000 Ω de « Sensibilité » et les douilles « Utilisation » sont montées sur la face avant. Pour terminer cette partie mécanique du montage on fixe le transformateur d'alimentation sur la face inférieure du coffret

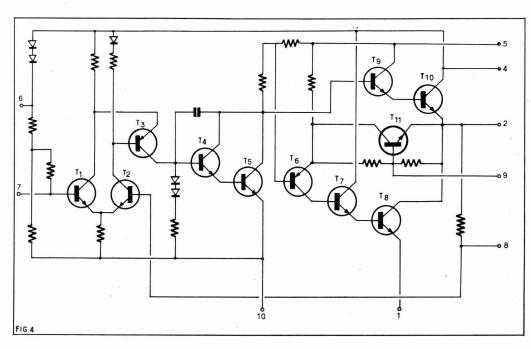
Par du fil de câblage isolé, on effectue les liaisons entre ces différentes pièces comme l'indique la figure 3.

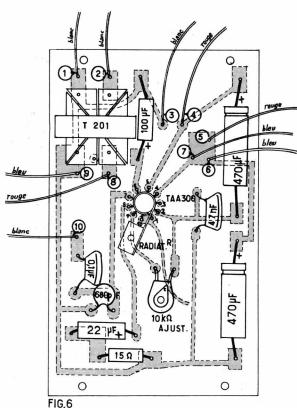
Aucune mise au point n'est néces-saire. Il faudra néanmoins protéger la cellule contre la lumière solaire au cas où elle serait placée à l'extérieur.

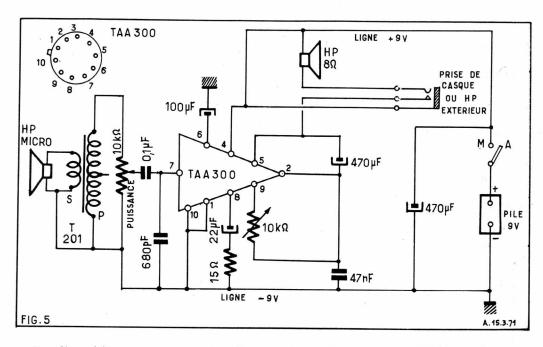
35



2. - SURVEILLEUR SL300







Ce dispositif permet de contrôler auditivement ce qui se passe dans un local : chambre d'enfant, chambre de ma ade, salle de classe. La seconde application est surtout très utile car elle permet, en cas de besoin, au malade d'appeler.

LE SCHEMA

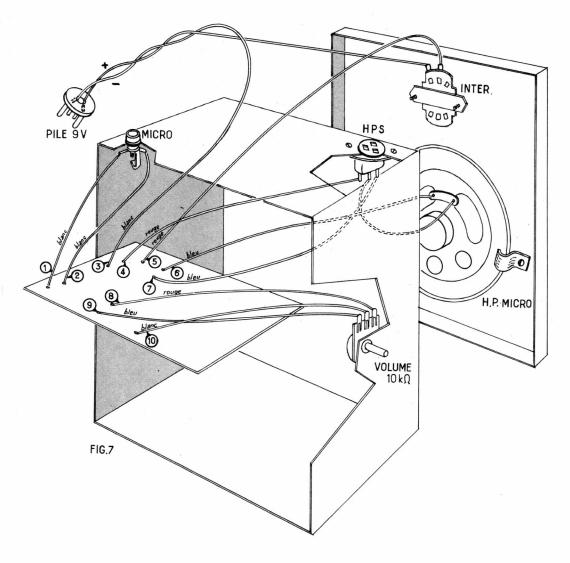
Il s'agit, en fait, d'un amplificateur BF dont l'originalité tient à l'emploi d'un circuit intégré linéaire TAA300. Cet ensemble remarquable dé ivre une puissance modulée de 1 W pour un signal d'entrée de 7 mW. Cette puissance est largement suffisante pour un usage en appartement.

La figure 4 montre la constitution interne de ce circuit intégré. L'entrée est un étage différentiel équipé de deux transistors NPN couplés par l'émetteur (T1 et T2) le signal d'attaque est apliqué à la base de T1. La tension de sortie, au repos, est stabilisée par l'action de cet étage différentiel, à la moitié de la tension d'alimentation de collecteur de T2. Le collecteur de T2 attaque la base de T3 qui est un PNP. Le collecteur de T3 attaque la base de T4 qui est monté en Darlington avec T5. L'étage final est un push pull classe B formé des transistors T7 et T5 d'une part et des transistors T7 et T5 d'une part et des transistors T6 et T10, d'autre part. Ces deux paires sont montées de façon à constituer des Darlingtons. A noter que T5 et T10 sont des transistors de puissance afin de permettre une puissance de sortie de 1 W. Pour attaquer un étage push pull il faut utiliser des signaux d'entrée en opposition de phase. Ici, le déphasage est obtenu d'une façon assez originale : la base de T6 est attaquée par le collecteur de T5. La base de T7 est

également attaquée par le collecteur de T₅ mais par l'intermédiaire de T₆. Pour que l'attaque soit équilibrée, la base de T₆ est attaquée non pas directement mais par l'intermédiaire d'un pont de résistances qui ramène le gain de T₆ à 1. Le transistor T₁₁ entre dans la composition d'un circuit de contreréaction en continu, qui stabilise le courant de repos en fonction des variations de la tension d'alimentation et évite aussi une augmentation trop importante du courant de repos aux fortes températures. Le taux de CR est ajusté en faisant varier la tension de base. Examinons maintenant sur la figure 5 le raccordement avec les éléments extérieurs.

Le rôle du microphone est rempli par un haut-parleur dont la bobine mobile est adaptée par transformateur à l'impédance d'entrée de 15 000 Ω , le secondaire de ce transfo débite dans un potentiomètre de 10 000 Ω permettant de régler la puissance de sortie. Le curseur de ce potentiomètre attaque l'entrée 7 du circuit intégré à travers un condensateur de 0,1 μ F.

Cette entrée est découplée par 680 pF. Le point 6 est découplé par un 100 μF. Les points 1 et 10 sont connectés à la masse (— 9 V). En raccordant le point 8 à la masse par une résistance de 15 Ω en série avec un 22 μF on complète le circuit de contreréaction, qui aboutit à la base de T₂, le réseau réduit le taux de distorsion et améliore la courbe de réponse. Entre 9 et 2 la résistance ajustable de 10 000 Ω agit sur la base de T₁ de manière à régler le courant total au repos à 8 mA. Le point 4 est relié à travers l'interrupteur au + 9 V. Le haut-parleur de 8 Ω est branché entre 4 et 5 par l'intermédiaire de la lame de coupure d'un jack permettant le remplacement du HP incorporé par un extérieur. Un condensateur de liaison de 470 μF est placé entre les points 2 et 5. La pile est découplée par un 470 μF.



REALISATION PRATIQUE

Là encore on utilise un circuit imprimé sur lequel on soude le transformateur (T201), les condensateurs électro-chimiques de 470 µF, de 100 µF et de 22 µF. On soude également le 0,1 µF 250 V, le 680 pF et le 47 nF. On continue par la pose de la résistance de 15 Ω et celle ajustable de 10 000 Ω . On termine par la pose du circuit intégré. Son orientation est indiquée par un ergot situé à la partie inférieure du boîtier. Cette méthode est utilisée sur certains transistors et, de ce fait, est très familière à nos lecteurs. La figure 6 montre l'équipement du circuit imprimé. On laisse un espace de l'ordre de 10 mm entre le fond du TAA300 et la bakélite. Ce circuit intégré est muni d'un clip de refroidissement.

Le coffret destiné à recevoir ce montage a pour dimensions $130 \times 90 \times 65$ mm. Il est muni d'une face avant et d'une face arrière amovibles. Sur la face supérieure on monte la prise HPS et la prise micro destinée au raccordement du HP placé dans la pièce à surveiller. Le potentiomètre de volume est fixé sur une potentiomètre de volume est fixé sur une face latérale. L'interrupteur d'alimentation et le HP sont fixés sur la face avant. Pour ce dernier, on interpose entre la membrane et la face avant du boîtier un tissu décor. Le haut-parleur est un 6 cm extra plat, il est maintenu par deux griffes serrées par vis et écrous. Le circuit imprimé est mis en place le dernier. place le dernier.

Avec des fils soup es, on réalise les raccordements indiqués sur la figure 7. Ce travail est très simple et n'exige pas

de commentaires.

Le seul réglage à faire consiste à amener le courant total au repos en agissant sur la $10\,000~\Omega$ réglable.

A. BARAT

COMBINE RADIO-PHONO CONSUL

(Suite de la page 32.)

MISE SOUS TENSION

Pour bénéficier pleinement des performances du montage il faut :

- Respecter le montage et le câblage donné par des schémas fournis par le constructeur.
 - Vérifier la qualité des soudures.

Le maximum de sensibilité en FM est donné par le niveau de souffle le plus élevé possible en accordant la FI sur la tête VHF.

OUAND **VOUS ECRIVEZ** AUX ANNONCEURS, **RECOMMANDEZ**vous DE RADIO-PLANS

A titre documentaire nous donnons ici une méthode d'alignement des circuits

 Injecter un signal à 480 kHz modulé (fréquence de modulation BF : 400 à 1 000 Hz) sur la base du transistor AF126, changeur de fréquence après avoir court-circuité le condensateur variable de l'oscillateur local, bloquant de la sorte volontairement toute réception souvent source d'interférences nuisibles lors des opérations d'alignement en FI. Régler G7, G51 et G23 en contrôlant le maximum de modulation BF disponible à la sortie à l'aide d'un voltmètre BF. Diminuer l'injection à mesure que l'alignement se précise. Sup-primer alors le court-circuit du CV.

Régler en position PO le noyau oscilla-teur PO sur 520 kHz CV fermé puis le trimmer oscillateur du CV sur 1 600 kHz CV ouvert. Caler la bobine cadre PO en la faisant coulisser sur la ferrite sur une fréquence basse 574 kHz ou sur Bruxelles. Caler le trimmer accord du CV sur 1 400 kHz. Revenir sur ces deux réglages pour s'assurer d'un parfait alignement.

En grandes ondes sur cadre, régler la bobine sur 160 kHz après avoir calé les différentes stations face à leur repère sur le cadran.

En OC, régler le noyau oscillateur sur 6 MHz. Les circuits accordes d'antenne OC₁ et OC₂ seront à caler en milieu de bande.

H. LOUBAYERE

L'ÉLECTRONIQUE au service des LOISIRS...

Joignez l'utile à l'agréable en réalisant vous-même vos montages électroniques!

- Émission-réception d'Amateurs grâce à nos modules R.D. et BRAUN.
- Télécommande de modèles réduits, avions, bateaux et tous mobiles.
- Allumage électronique pour votre voiture Compte-tours électronique.
- Régulateur de pose pour essuie-glace.
- Alarme et antivol.
- Variateur de vitesse pour moteur.
- Variateur de lumière pour projecteur.
- Antenne d'émission.

...Et toutes les pièces détachées spéciales et subminiatures.

Catalogue contre 6 F.

R.D. ÉLECTRONIQUE

4, rue Alexandre-Fourtanier - 31 - TOULOUSE Teléphone: (15) 61/21-04-92



 ${f A}$ imez \cdot vous vótre indépendance * ? Etes-vous un "mordu" de la TÉLÉ?

...alors devenez

DEPANNEUR TÉLÉVISION

préparé par] 🕽 🦠



un sur trois de nos anciens élèves se met à son compte

Ecole	des	TEC	H	IIQUES	N	OUV	ELL	_ES
20), rue	de	l'Es	pérance	, P	ARIS-1	3	

OUI, renseignez-moi à fond sur l'E.T.N. en m'envoyant, sans frais et sans engagement, votre documentation illustrée B24 concer-

- Dépanneur professionnel TV
- ☐ Technicien en Télévision
- Initiation radio-électronique
- ☐ Dépannage TV-Couleurs

Connaissances actuelles ...

... Et gagnez très bien votre vie dans un métier actif et attrayant!

Utilisez vos connaissances actuelles pour devenir spécialiste par l'une des méthodes E.T.N. de M. Fred Klinger.

Faites votre choix

DEPANNEUR PROFESSIONNEL EN TELEVISION: pour ceux qui, ayant des notions de Télé, veulent devenir dépanneur salarié ou artisan,

TECHNICIEN EN TELEVISION : pour les radios désireux de faire carrière en TV (formation complète, y compris couleur, transistors et dépannage),

INITIATION RAPIDE RADIO-ELECTRONIQUE: pour les jeunes qui, sans connaissance de l'Electronique, se destinent à l'un de ses métiers.

DEPANNEUR TV-COULEURS: pour les professionnels qui doivent connaître la couleur à fond.

Un enseignement réaliste

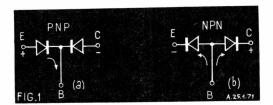
M. Klinger connaît votre ambition: avoir - vite une vraie situation. C'est ce que vous apportent ses cours qui contiennent des explications claires, beaucoup de faits, d'abondantes illustrations. Et, en couleur, l'aide des diapositives (d'un grand constructeur) vous montrant pannes et réglages.

Résultat garanti en 5 à 12 mois

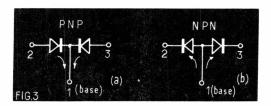
Essai sans frais du cours complet pendant un mois - Succès final garanti ou remboursement total.

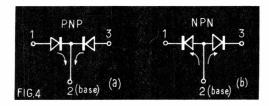
L'E.T.N. vous assure une formation «utilitaire » animée par un spécialiste actif s'occupant de vous

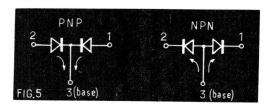
Postez aujourd'hui le coupon ci-contre (ou sa copie) dans trois jours vous recevrez tous les détails qui vous intéressent.











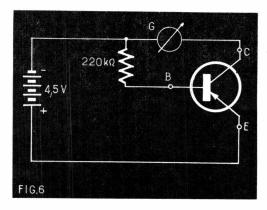


Fig. 6. — Le branchement de la pile est prévu pour un PNP. Pour un NPN il suffit d'inverser les polarités.

COMMENT RETROUVER LE BROCHAGE D'UN TRANSISTOR INCONNU

のいいししじじじじじじじじじ

Il arrive souvent à l'amateur de posséder dans ses tiroirs des transistors dont le numéro est effacé et dont l'indice permettant de déterminer le brochage (point de couleur coté collecteur, ergot du boîtier) est disparu ce qui ne permet pas à l'utilisateur de retrouver la disposition des fils de sortie à l'aide des catalogues des constructeurs. L'ambiguïté du brochage se présente aussi fréquemment dans un lot de transistors contenant des modèles d'origine étrangère. Nous allons voir comment le praticien astucieux peut facilement retrouver cette notion essentielle qu'est le brochage.

THE THE PART OF TH

Rappel de quelques notions indispensables sur la constitution des transistors

On peut représenter un transistor par l'association de deux diodes reliées en opposition comme le montre la figure 1. Lorsque la liaison se fait, comme en (a), par les cathodes on a affaire à un transistor PNP. Le point de jonction des cathodes est assimilé à la base, l'anode d'une des diodes correspond à l'émetteur et l'anode de la seconde au collecteur. Quand la liaison s'opère par les anodes (voir b) le transistor est un NPN. La base est le point de liaison de ces anodes. La cathode de l'une de ces diodes représente l'émetteur et la cathode de l'autre diode est considérée comme le collecteur. Le sens de conduction des diodes est représenté par des flèches.

Détermination du fil correspondant à la base

Supposons que les fils de sortie d'un transistor inconnu soient disposés comme à la figure 2 et numérotés par nous : 1, 2, 3. Nous pouvons à l'aide d'un ohmmètre contrôler la résistance entre ces fils. Pour cela le branchement de l'ohmmètre peut se faire selon les 6 combinaisons suivantes :

 $\begin{array}{ccc}
1 & \rightarrow & 2) \\
2 & \rightarrow & 1) \\
3 & \rightarrow & 2) \\
2 & \rightarrow & 3) \\
1 & \rightarrow & 3) \\
3 & \rightarrow & 1)
\end{array}$

Si le test à l'ohmmètre révèle deux combinaisons ayant un chiffre commun et un seul, ce dernier correspondra à la base. Exemple : si on trouve un sens passant pour les combinaisons $2 \to 1$ et $3 \to 1$ nous sommes en présense d'un transistor PNP dont le fil 1 est la base (figure 3a à comparer avec la figure 1a). Si le sens passant est à l'inverse c'est-à-dire $1 \to 2$ et $1 \to 3$, le tran-

sistor est un NPN dont le fil 1 est toujours la base, figure 3b.

Si nous trouvons un sens passant entre les fils $1 \rightarrow 2$ et $3 \rightarrow 2$ nous avons affaire à un transistor PNP dont le fil 2 est la base. Si le sens passant est $2 \rightarrow 3$ le fil 2 est relatif à la base mais le transistor est un NPN, figures 4a et 4b.

Enfin les combinaisons $2 \rightarrow 3$ et $1 \rightarrow 3$ indiquent un transistor PNP dont la base est en liaison avec le fil 3. Bien entendu les combinaisons inverses $3 \rightarrow 2$ et $3 \rightarrow 1$ signifient que nous sommes en présence d'un NPN, figures 5a et 5b.

La mesure que nous venons d'expliquer nous a permis de repérer le fil de base du transistor mais ne donne aucune indication en ce qui concerne les deux autres ; il nous faut donc déterminer lequel est l'émetteur et lequel est le collecteur.

Le seul procédé possible consiste à mesurer ou à plus simplement apprécier le gain en courant à l'aide d'un transistormètre. Si on ne possède pas un tel appareil il est facile de bricoler pour la circonstance le circuit dont le schéma est donné à la figure 6. Le galvanomètre peut être un simple contrôleur universel commuté sur le calibre convenable.

Supposons que nous avons au cours de l'opération précédente trouvé que le fil 2 correspond à la base supposons encore que le fil 1 est relatif au collecteur et on branche le transistor en conséquence sur le transistormètre. On mesure le courant collecteur, la base étant polarisée par la résistance de 220 000 ohms. Ensuite on permute les fils 1 et 3 ce qui signifie qu'on suppose que le fil 3 est le collecteur. On mesure le courant collecteur dans ces nouvelles conditions. Si le courant est plus grand dans le premier cas que dans le second le fil 1 est bien le collecteur, le 3 correspondant à l'émetteur. Au contraire si le courant est plus fort dans le second cas le fil 3 est relatif au collecteur et le fil 1 à l'émetteur.

E. GENNE

Les bancs d'essai de Radio-Plans

Korting, firme allemande très connue, a une gamme de fabrication étendue : téléviseurs couleur ou noir et blanc, postes de radio, matériel Haute Fidélité et matériel électronique industriel.

Avec un vaste programme Haute Fidélité, Korting a su s'imposer sur le marché français.

Dans les lignes ci-dessous, nous allons analyser l'amplificateur « A 500 ».

PRESENTATION GENERALE

(Fig. 1 et 2)

Tension secteur:

Dans un appartement desservi en 230 V alternatif, l'appareil peut être mis directement en service. Si la tension secteur est différente (130 V), il faut commuter le sélecteur de tension. Il ne faut pas oublier que le fusible de sécurité de 315 mA temporisé doit être échangé contre un fusible de 630 mA.

Raccordements avec les éléments extérieurs

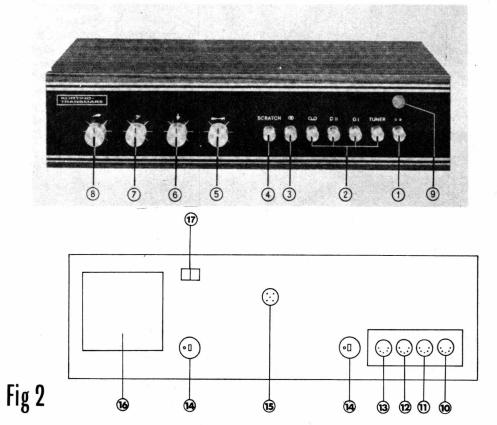
Les enceintes acoustiques $(4/5~\Omega)$ et les sources de modulation doivent être connectées dans les fiches normalisées correspondantes.

- La prise « 10 » est prévue pour le branchement de lecteur magnétique de disques sans préamplificateurs incorporés.
- La prise « 11 » est prévue pour le branchement de PU cristal ou céramique avec préamplificateur phono.
- La prise « 13 » sert au branchement d'un magnétophone monaural ou stéréophonique (fig. 2).
- Les enceintes acoustiques seront branchées aux prises « 14 », en observant la polarité.
- La prise « 15 » sert au branchement d'un casque stéréophonique, que l'on peut faire fonctionner avec ou sans les haut-parleurs. Le changement d'un mode de fonctionnement à l'autre est effectué en tournant la fiche de l'écouteur de 180° avant de la réinsérer.
- La borne « 12 » sert au branchement d'un tuner stéréophonique. Korting a réalisé un tuner T500 convenant parfaitement avec l'amplificateur étudié. Le tuner doit être branché à l'aide d'un cordon pentapolaire normalisé livré avec l'appareil.

Réduction (« 17 »)

Sur le panneau arrière est placé un commutateur à glissière marqué « Réduction » (17). L'appareil est livré avec ce commutateur en position « Marche ». Dans cette position, un circuit protecteur est en fonction, empêchant la destruction des transistors de sortie, en cas de court-circuit dans les câbles des enceintes acoustiques ou d'une impédance de charge inférieure à 4 Ω.

Le circuit protecteur cause une réduction considérable de la puissance de sortie de l'amplificateur. Il est alors recommandé de maintenir la réduction



lors de la première démonstration de cet ensemble Hi-Fi d'une installation provisoire.

Quand la chaîne est installée définitivement et les enceintes acoustiques branchées, le commutateur à glissière peut être poussé en position « Réduction arrêt ». Maintenant, la pleine puissance de sortie de l'appareil est disponible. Pour la première commutation sur Arrêt, il faut forcer légèrement, afin de surmonter le blocage incorporé pour éviter une commutation involontaire. Ensuite, la commutation se fait facilement.

Mise en marche de l'appareil :

En appuyant sur la touche marche/ arrêt (1), l'appareil est mis sous tension. Le voyant (9) s'allume. Enfoncer l'une des quatre touches de sélection de programme (2).

Volume sonore:

Tourner le bouton (8) vers la droite (plus fort) ou vers la gauche (moins fort).

Tonalité grave et aigu (6) et (7) :

Nous conseillons la position moyenne (réponse linéaire). En tournant vers la droite : plus de grave ou d'aigu, et moins en tournant vers la gauche.

Commande de balance (5):

Elle permet de déplacer l'équilibre acoustique vers la droite ou la gauche. Ici aussi, la position normale est au centre.

Touche stéréo (3):

Pour toutes les reproductions stéréophoniques et pour les émissions stéréophoniques FM, il faut que cette touche soit enfoncée. Appuyer à nouveau sur la touche pour la déclencher en cas de reproduction monaurale. Ceci est recommandé pour la réception mono des émissions radiophoniques.

Scratch (4):

En enfonçant cette touche, on met un filtre anti-souffle en circuit. Il est avantageux d'enfoncer cette touche pour la reproduction de vieux disques, de bandes magnétiques imparfaites ou de mauvaises conditions de réception. Cette touche se déclenche également par une nouvelle pression.

Arrêt de l'appareil :

L'arrêt est provoqué par une pression sur la touche (1). Le voyant (9) s'éteint.

Des fusibles de 1,25 A montés sur des porte-fusibles placés sur le module Ampli protègent les transistors de puissance en cas de surcharge.

L'AMPLIFICATEUR KORTING A 500

ANALYSE TECHNIQUE DU SCHEMA

(fig. 3)

Le schéma de principe peut se décomposer de la façon suivante :

- Préamplificateur pour cellule magnétique.
- Etage préamplificateur linéaire à deux étages.
 - Correcteur de tonalité.
 - Etages, driver et de sortie.

a) Préamplificateur pour cellule magnétique

Contrairement au schéma habituel faisant appel à deux transistors complémentaires ou non, avec modification de la courbe de réponse par une contreréaction sélective, Korting n'a utilisé qu'un seul transistor à faible bruit BC154 ou 2N4288/BC179.

La modification de la courbe de réponse aux fréquences aiguës, dépend très fortement de l'inductance de l'enroulement de la cel'ule magnétique.

b) Etage préamplificateur linéaire

Deux transistors PNP silicium BC154/BC179 sont montés en liaison directe, avec contreréaction linéaire matérialisée par une résistance de 22 $K\Omega$ placée entre collecteur du second et l'émetteur du premier.

L'impédance d'entrée de ce tandem est é'evée, grâce à la résistance d'émetteur de 1,5 k Ω non découplée.

La base du transistor d'entrée est commandée par le potentiomètre de voume de 600 KΩ. Une prise est effectuée sur ce potentiomètre afin de mettre en œuvre une correction physiologique relevant à la fois les deux extrémités du spectre lorsque le curseur est pacé côté masse, c'est-à-dire vers les basses puissances d'écoute.

Sur ce potentiomètre, par le jeu des commutations, arrivent les modulations provenant :

- du préamplificateur magnétique,
- de l'entrée PU piézo ou céramique,
- de l'entrée tuner,
- de l'entrée magnétophone.

Les tensions BF destinées à l'attaque d'un enregistreur à cassettes ou à bandes sont prises sur le potentiomètre de volume par l'intermédiaire de résistances série de $270~\mathrm{K}\Omega.$

c) Correcteur de tonalité et de balance :

A la suite du préamplificateur linéaire de tension, nous trouvons le dispositif correcteur de tonalité. Il s'agit ici d'un système classique à filtres passifs variables.

La commande « Scratch Filter » est placé entre la sortie du préamplificateur ci-desus étudié et les potentiomètre de réglage de tonalité et de balance. La pente de ce filtre est de 6 dB/octave.

d) Etages, driver et de sortie :

A la sortie du correcteur de tonalité nous trouvons :

— un étage tampon monté en collecteur commun et caractérisé par une impédance d'entrée et une impédance de sortie faible,

— un étage d'attaque du transistor driver AC124 ; ici il est fait appel à un transistor silicium PNP BC154.

- Un étage driver chargeant le primaire du transformateur driver. Le transistor utilisé est un modèle AC124 de semi-puissance monté dans un boîtier parallèlépipédique. Ce boîtier est fixé sur la patte du transfo driver par le refroidissement.
- Un étage de sortie constitué d'un push-pull de transistor AD166. Chaque semi-secondaire du transformateur driver attaque la base d'un AD166. La polarisation des AD166 est fixée de façon soigneuse par un transistor AC132 rég'ant au mieux le courant de repos. La liaison au HP est assurée par un condensateur de 1000 μF, valeur suffisamment élevée pour ne pas trop limiter la réponse sur charge faible (4 Ω).

Le principe du dispositif de réduction consiste en une résistance bobinée de 3,9 Ω court-circuitée en position « Réduction arrêt ».

e) Alimentation générale :

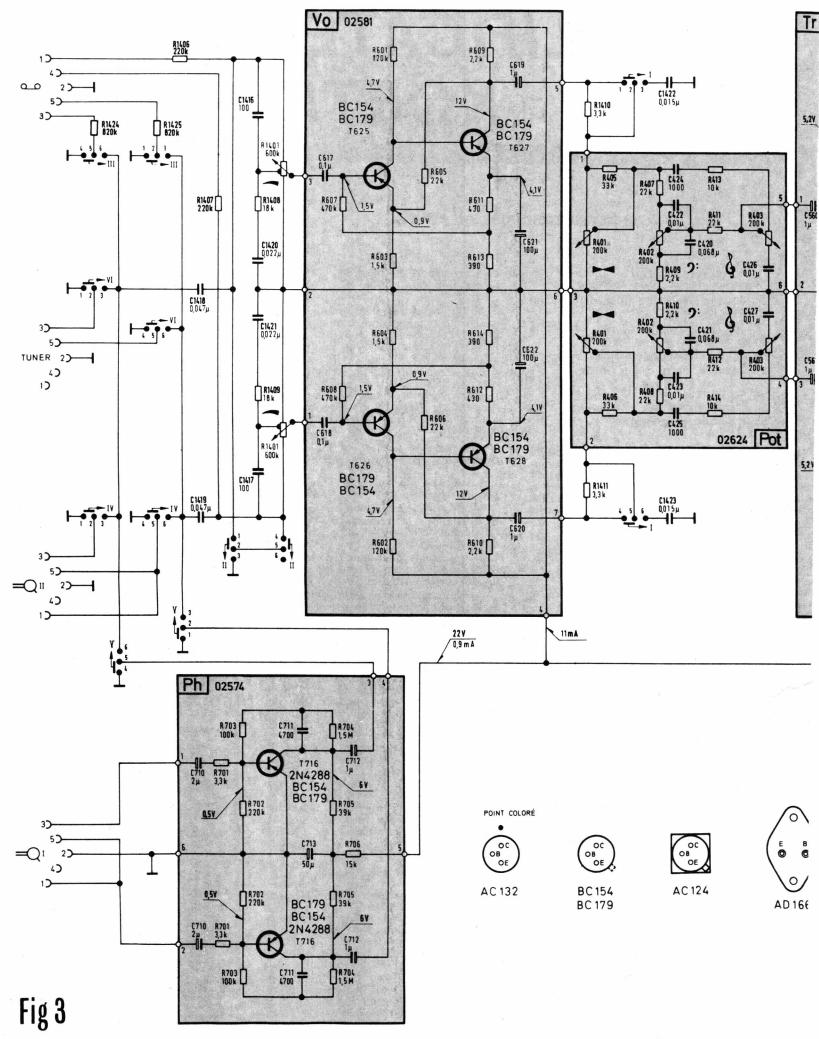
Un transformateur à enroulements primaires série (230 V) ou parallèle (130 V) attaque par l'enroulement secondaire un pont redresseur B40 - C1000. Un condensateur de 2500 µF suffit pour le filtrage et la régulation de la haute tension (32 V) destinée aux étages de puissance.

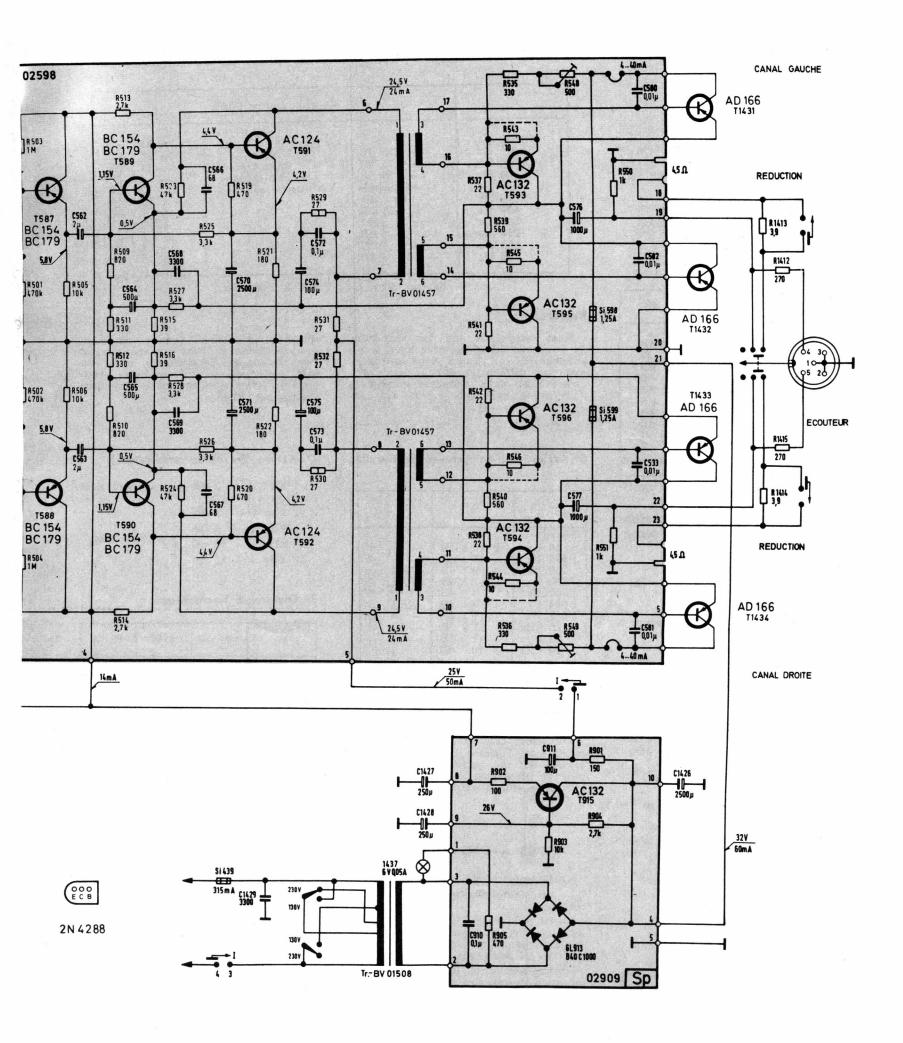
Les étages préamplificateurs sont alimentés par une tension régulée de 22 V. La régulation est assurée par un transistor AC132,

CARACTERISTIQUES DU CONSTRUCTEUR

- Alimentation: courant alternatif 130-230 V 50 Hz.
- Equipement : 21 transistors, 1 redresseur.
- Sélection des gammes : 7 touches : stéréo - scratch - magnétophone, PU II, PU I, tuner, marche-arrêt.
- Contrôle de volume : physiologique.
- Contrôle des aiguës : \pm 15 dB (régulateur tandem).
- Contrôle des graves : ± 15 dB (régulateur tandem).
- Réglage de stéréo-balance : \pm 15 dB (régulateur tandem).
- Réglage de stéréo balance : ± 15 dB (régulateur tandem) - lampe indicateur. Prises : pour tuner, pick-up stéréo : pour systèmes à cristal, céramiques ou magnétiques, magnétophone stéréo, deux enceintes acoustiques.
- Puissance de sortie : 2-12 W en régime sinusoïdal, 10 W en régime sinusoïdal permanent par canal, à 4 Ω, selon standard Hi-Fi Din 45500.







1ª Bande passante

Conditions des mesures.

- Entrée tuner.
- Graves et aigus en position neutre.
- Balance au milieu Volume au maximum.
 - Fréquence de travail : 1000 Hz.
 - Niveau d'entrée : 14 mV.
 - Puissance de sortie : 1 W.
 - Impédance de charge : 4,7 Ω.
 - Réponse en fréquence.

F (Hz)	Niveau dB
20 Hz 40 Hz 100 Hz 200 Hz 600 Hz 1 000 Hz 2 000 Hz 5 000 Hz 10 000 Hz 15 000 Hz 20 kHz	$\begin{array}{cccc} -& 3,5 & \mathrm{dB} \\ -& 0,5 & \mathrm{dB} \\ -& 0,5 & \mathrm{dB} \\ 0& \mathrm{dB} \\ 0& \mathrm{dB} \\ 0& \mathrm{dB} \\ +& 0,75 & \mathrm{dB} \\ +& 1 & \mathrm{dB} \\ +& 0,25 & \mathrm{dB} \\ -& 0,5 & \mathrm{dB} \\ -& 1,5 & \mathrm{dB} \\ \end{array}$

2º Circuit Loudness lié au potentiomètre de volume et non déconnectable

+ 6 dB à 100 Hz ; 0 dB à 1 kHz ; + 10 dB à 10 kHz.

Le niveau « 0 dB à 1000 Hz » est affaibli d'environ 35 dB par rapport à la puissance nominale.

3º Puissance de sortie

Un signal de 45 mV à 1000 Hz est appliqué à l'entrée tuner. Le signal de sortie est recueilli sur une résistance pure de $4.7~\Omega$ figurant la charge HP.

— Un seul canal excité : $U_s = 8 \text{ V}$ soit :

$$P = \frac{U^2}{R} = \frac{64}{4.7} \approx 13.5 \text{ W}$$

— Deux canaux modulés simultanément : $U_s=7\ V$ soit :

$$P = \frac{U^2}{R} = \frac{49}{4.7} \approx 10.5 \text{ W}$$

4° Sensibilité des entrées

Mesurée pour la puissance nominale, soit 13,5 W par canal, en stéréophonie, nous avons mesuré :

- Tuner : 45 mV.
- PU magnétique (Q1) : 2 mV.
- PU piézo (Q2) : 45 mV.
- Magnétophone : 230 mV.

5º Contrôle de la courbe de correction RIAA en PU magnétique

		Courbe étalon RIAA	
16 000 Hz 10 000 Hz 8 000 Hz 5 000 Hz 2 000 Hz 1 000 Hz 1 000 Hz 800 Hz 500 Mz 200 Hz 100 Hz 500 Hz	- 0.75 dB - 0.75 dB - 0.75 dB - 0.75 dB - 0.50 dB 0 dB + 0.25 dB + 1 dB + 5 dB + 9 dB + 12 dB	forte influence de l'inductance de la cellule	- 18 dB - 13,7 dB - 11,9 dB - 8,2 dB - 2,6 dB 0 dB + 0,7 dB + 2,7 dB + 8,2 dB + 13,1 dB + 17 dB

Niveau d'entrée : 2 mV à 1000 Hz.

Remarque:

Nous constatons que les variations de la courbe RIAA mesurée avec le générateur BF sur l'ampli A500 sont quelque peu différentes des normes officielles sauf dans certaines conditions d'utilisation avec une cellule magnéti-

que bien déterminée (malheureusement non mentionnée). Pour les techniciens, nous dirons que l'inductance de la cellule, combinée avec l'impédance d'entrée du transistor influence fortement la réponse RIAA.

6° Action des correcteurs de tonalité

@ 11	÷					
40 Hz 100 Hz 200 Hz 600 Hz 1 000 Hz 2 000 Hz 5 000 Hz 10 kHz 15 kHz 20 kHz	+ 10,5 dB + 11 dB + 9 dB + 1 dB 0 dB + 5,5 dB + 11 dB + 11,5 dB + 11 dB + 11 dB	- 16 dB - 10 dB - 5 dB - 0,5 dB 0 dB - 3 dB - 10 dB - 15 dB - 15 dB				

Remarque :

L'examen des relevés et affaiblissements entre 1 kHz et 10 kHz montre que ceux-ci ont une pente un peu trop rapide et provoquent à l'écoute un certain déséquilibre sonore.

NOUS AVONS APPRECIE :

- La sobriété de la présentation.
- La standardisation des entrées et sorties.
- La prise casque avec coupure automatique des haut-parleurs. Il est cependant dommage que cette prise ne soit pas disposée sur le panneau.
- La sensibilité des entrées bien adaptée aux niveaux des sources actuelles de modulation : tuner, PU magnétique, magnétophone.
- Le relevé intéressant du circuit loudness.
 - Notice d'emploi très complète.
 - Rapport qualité/prix intéressant.

7° Action du filtre anti-scratch

1 kHz:— 1 dB par rapport à la position « OUT ».

8º Distorsion harmonique

F	100 mV	1 W	10 W
100 Hz 1 000 Hz 10 000 Hz	0,37 %	0,28 %	

La mesure à la puissance de 100 mV est un peu défavorable par rapport à celles effectuées à 1 W et 10 W, cela à cause du bruit de fond résiduel lors des mesures à très faible puissance.

NOUS AVONS REGRETTE

- Fiche technique incomplète.

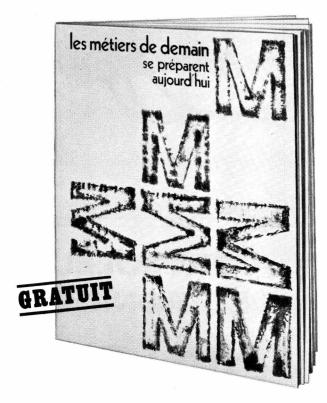
Il est par exemple ennuyeux que Korting ne donne pas, sur sa notice technique, les sensibilités des différentes entrées.

- Transistorisation au germanium des étages de sortie.
- Adoption de transformateur Driver au lieu de la classique paire complémentaire PNP/NPN à ce niveau.

Il n'en reste pas moins que le A500 constitue un ensemble très valable.

H. LOUBAYERE

Une brochure capitale pour votre avenir: "les métiers de demain



l'avez-vous lue?

Cette brochure comprend cina secteurs:

Technique

Loisirs

Génie Civil

Affaires

et Administration

Spécial plastiques

Editée par le CIDEC, d'après des Etudes publiées par le Ministère des Affaires Sociales et l'INSEE, la brochure "Les Métiers de Demain" fait le point sur les professions qui bénéficieront d'une augmentation d'offres d'emploi

A la veille de choisir une situation ou d'en changer, vous devez lire la brochure "Les Métiers de Demain", éditée par le CIDEC! Vous y trouverez une documentation complète et détaillée sur TOUS LES METIERS appelés à prendre une très grande extension dans les 20

Ces métiers sont divisés en 5 secteurs :

• Secteur Affaires Administration - (Commerce, Langues, Secrétariat, Comptabilité) • Secteur Technique - (Informatique, Mécanique, Electronique) • Secteur Génie Civil - (Bâtiment, Béton Armé, Travaux Publics) • Secteur Loisirs - (Tourisme, Accueil, Hôtellerie) • Secteur

Spécial Plastiques - (Plastique, Chimie, Automobile).
En tout, 176 métiers de demain! (dont 120 peuvent être exercés par des femmes).

Sachez déjà que, quel que soit le métier qui vous intéresse, votre niveau actuel n'a pas d'importance! Nous avons un choix de cours qui vous permettront d'acquérir rapidement les connaissances requises.

Au CIDEC, pas de corrigés faits d'avance! Vous disposez d'un professeur particulier qui exerce le métier qu'il vous enseigne et qui, chaque année, dans le cadre du CIDEC, conduit nombre de ses élèves à un diplôme d'Etat. Ce professeur vous fera parvenir des corrections personnalisées, des cours illustrés, des conseils: une aide véritable,

Le CIDEC vous permet de travailler avec les méthodes pédagogiques les plus modernes.

Renseignez-vous, et bientôt, vous serez parmi les hommes et les femmes absolument indispensables de votre génération.



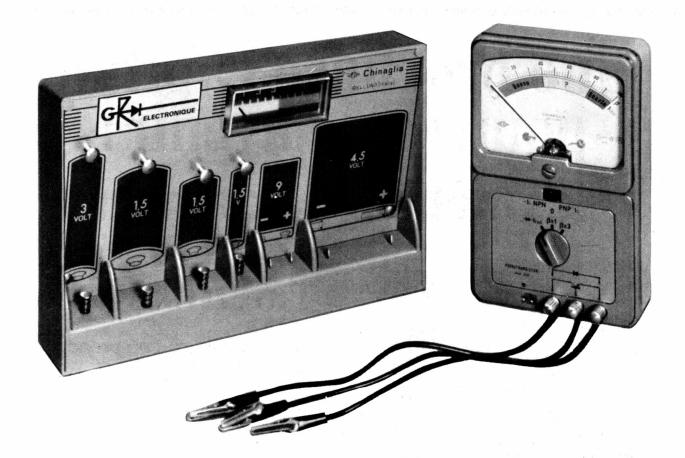
Cours CIDEC : cours sur place d'hôtesses et de secrétaires spécialisées, liste des écoles sur demande. CIDEC Entreprises : cours et séminaires de formation dans les entreprises,

liste des cours sur demande

Ecole agréée par la Chambre Syndicale Française de l'Enseignement Privé par Correspondance.

5, route de Versailles - 78-LA CELLE-ST-CLOUD. 2, rue Vallin - 1201 - GENEVE

	Pour recevoir gratuitement "Les Métiers de Demain", remplissez
	ce bon en cochant le secteur et en indiquant la spécialité qui vous intéresse. Découpez-le et renvoyez-le à CIDEC Dpt 2464 5, route de Versailles - 78-LA CELLE-ST-CLOUD
	Nom
	Prénom
	Rue N°
	Dpt Ville
	ProfessionAge
	☐ Technique ☐ Loisirs ☐ Spécial Plastiques
	Génie Civil Affaires-Administration
	Spécialité qui vous intéresse dans le secteur choisi
,	



Ces deux petits appareils de contrôle mis sur le marché par « Chinaglia » sont destinés à simplifier le travail des dépanneurs metteurs au point amateurs ou professionnels, en leur permettant, l'un de vérifier l'état des piles, et l'autre celui des diodes et des transistors d'un montage à semi-conducteurs.

DEUX CONTROLEURS ELECTRONIQUES CHINAGLIA

LE VÉRIFICATEUR P 664

Ses possibilités

Il permet de contrôler l'état de charge ou de décharge des modèles de piles et d'accumulateurs de tensions les plus couramment employés, soit : pour les piles : 1,5 V ; 3 V ; 4,5 V ; 9 V.

Pour les accumulateurs cadmium-nickel : 1,2 V ; 2,4 V ; 4,8 V et 8,4 V.

Pour les batteries au plomb : 2 V; 4 V; 6 V.

Tous ces types se trouvent dans les marques Wonder, Pertrix, Mazda, Berec, Mallory, Hellesens, Varta.

Il convient également pour toutes les piles de 9 V japonaises utilisées dans les Talkies-Walkies.

Sa présentation

La photo ci-dessus à gauche montre l'aspect extérieur du P664. On voit qu'il se présente sous la forme d'un boîtier plat en matière plastique dont la face de dessus est inclinée comme un pupitre. Cette face est en aluminium anodisé et porte la repré-

sentation des différents modèles de piles. L'utilisateur sait, ainsi, sans erreur possible, où placer la pile à tester. Au bas de cette face, il existe une pièce en matière plastique portant des sortes d'alvéole dans lesquelles on glisse la pile à essayer qui se trouve ainsi positionnée exactement. Sur cette partie se trouvent, pour les piles 3 V et 1,5 V, des contacts à ressort destinés à la liaison avec les pôles +. Pour ces piles les contacts sont constitués par des sortes de rivets à tête « goutte de suif » sertis sur la face aluminisée. Pour les piles plates de 4.5 V et les piles 9 V miniatures les deux contacts se trouvent sur la pièce en matière plastique. Le cadran du voltmètre apparaît en haut de la face aluminisée. Il porte les chiffres 1, 3, 5, 7, 9, un secteur blanc et un secteur rouge, qui servent à déterminer le pourcentage de charge des éléments soumis au test.

Principe de fonctionnement

Si une pile est neuve et en bon état quelle que soit sa tension nominale (de 1,5 à 9 V) l'aiguille du voltmètre doit atteindre le bout de la graduation. Les piles sont acceptables jusqu'à la limite colorée en rouge. En dessous, elles doivent être considérées hors d'usage.

Signalons un détail important : toutes les mesures peuvent être effectuées sans détruire les bandes de garantie de la pile à l'essai, ce qui permettra à un revendeur, par exemple, de vérifier l'état des piles de son stock en les conservant propres à la vente.

Le vieillissement d'une pile n'est pas seulement dù à l'épuisement de l'électrolyte immobilisée mais également à une augmentation de sa résistance interne et il faut lors de la vérification en tenir compte. Si vous mesurez la tension d'une pile avec un radiocontrôleur de qualité faisant, par exemple, une résistance de 20 000 Ω par volt, aussi extraordinaire que cela paraisse, votre mesure sera fausse car le débit sera pratiquement nul car en effet on mesure alors la force électromotrice mais pas la différence de potentiel ou tension.

Pour obtenir la tension réelle d'une pile il faut faire la mesure dans les conditions normales de fonctionnement, c'est-à-dire en lui faisant débiter l'intensité pour laquelle elle a été prévue. A ce moment, un courant circulera à l'intérieur de la pile qui sera égal à celui dans le circuit alimenté et il provoquera, dans la résistance interne, une chute de tension qui viendra en déduction de la force électromotrice mesurée à circuit ouvert. Il est, bien entendu,

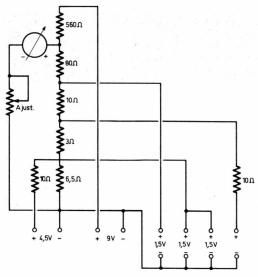


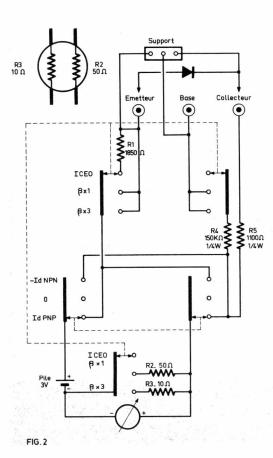
FIG. 1

que ce que nous venons de dire s'ap-

que ce que nous venons de dire s'applique également aux accumulateurs.
Si on examine le schéma du P664 qui est donné à la figure 1, on voit que pour chaque type de pile une résistance dont la valeur dépend de la tension nominale et de la capacité est branchée en parallèle sur la pile de manière à provoquer le débit nécessaire. Le galvanomètre est branché aux bornes du galvanomètre et de sa résistance de charge. D'autres résistances sont placées en série avec le galvanomètre pour le transsérie avec le galvanomètre pour le transformer en voltmètre avec le calibre convenant avec la tension de la pile soumise à l'essai. La résistance ajustable sert à calibrer le voltmètre, réglage qui est fait une fois pour toute en usine.

Interprétation de l'indication du voltmètre

Pour les piles neuves, lu déviation du voltmètre doit se situer entre 8,5 et 9. Pour les accumulateurs cadmium-



nickel chargés, l'aiguille doit venir entre 8 et 8,5.

Pour les accumulateurs zinc-argent, la déviation doit se situer entre 9 et

Et pour les accumulateurs au plomb, l'aiguille doit atteindre le bout de l'échelle.

LE VÉRIFICATEUR 630

Sa présentation

Elle est montrée à droite de la photo. Cet appareil est contenu dans un boîtier bi-colore en matière plastique antichocs avec façade en bakélite. Ces dimensions sont 150 × 95 × 45 et son poids 400 g. Sur sa façade apparaissent : le cadran du galvanomètre, le bouton d'un inverseur à poussoir NPN - O - PNP. Le bouton du commutateur rotatif Iceo - β \times 1 - β \times 3, un support pour le transistor à essayer et 3 bornes pour le raccordement par fil avec le transistor à essayer. Une plaque cadran en aluminium gravé indique les fonctions des différents organes que nous venons d'énumérer.

Ses possibilités

Le 630 permet le contrôle des transistors normaux et de puissance.

- a) Le contrôle du courant de fuite Iceo,
- b) Le contrôle de la résistance directe et inverse des diodes,
- c) L'essai des transistors NPN et PNP,
- d) La mesure du β des transistors en 2 gammes de 0 à 100 et de 0 à 300.

Schéma et fonctionnement

Le schéma est donné à la figure 2. Nous voyons que cet appareil met en œuvre un galvanomètre Classe 1,5 de 1 mA - 50 Ω , une pile d'alimentation de 3 V, un inverseur à glissière à deux sections, 3 positions assurant l'inversion de la pile pour les transistors PNP et NPN. La position centrale de ce commutateur correspondant à l'arrêt de l'appareil, Le 630 comporte encore un commutateur de fonction à 2 certione. committeur de fonction à 3 sections 3 positions dont nous avons parlé plus haut, et enfin le support et bornes de branchement du transistor ou de la diode à tester.

Si nous suivons les circuits sur ce schéma, nous voyons qu'en position les chéma, nous voyons qu'en position les le commutateur de fonctions place en série avec l'espace émetteur-collecteur du transistor, le galvanomètre, la pile de 3 V, une résistance de 1 100 Ω et une de 1 850 Ω , dans ces conditions le galvanomètre mesure le courant de fuite émetteur collecteur. La base étant fuite émetteur collecteur. La base étant en l'air. Si l'aiguille ne sort pas du secteur vert, le transistor est considéré bon, pour ce qui est du courant de fuite. Dans le secteur jaune, il est douteux, et dans le rouge, mauvais.

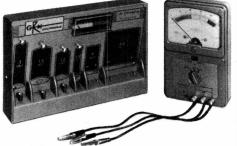
La même position du commutateur de fonction permet la vérification des dio-des. Celles-ci sont branchées entre les hes. Gettes-et som branchees entre les bornes collecteur et émetteur. Le bou-ton NPN - PNP poussé vers la droite, le galvanomètre indique le courant di-rect et ce bouton poussé dans l'autre sens, le galvanomètre montre le courant inverse. On utilise là encore les sec-teurs vert, jaune et rouge pour l'appré-ciation de la qualité.

En position $\beta \times 1$, le circuit de mesure est le même à ceci près cependant que la 1850 Ω est supprimée, qu'une

150 000 Ω polarise la base et qu'un shunt est placé sur le ga!vanomètre. On lit le gain en courant directement sur l'échelle graduée du galvanomètre. En position β × 3 le circuit de mesure reste inchangé, seul un autre shunt est placé sur l'équipage mobile du galvanomètre pour lui permettre de mesurer des courants plus importants correspondant à des β plus importants auxquels cette sensibilité est destinée. La lecture sur le cadran doit être multipliée par 3. $150~000~\Omega$ polarise la base et qu'un sur le cadran doit être multipliée par 3.

A. BARAT

Prix des CONTROLEURS CHINAGLIA décrits ci-contre



99 185 F 630

Également disponibles :

CORTINA MINOR

CORTINA

Contrôleur universel avec protection, 59 gammes de mesure, 20 k Ω /V. Prix avec piles 205 F

CORTINA MAJOR (LAVAREDO)

DINOTESTER

Contrôleur universel à transistors FET, alimentation autonome, entièrement sur piles, 51 gammes de mesure, 200 k Ω/V . Prix avec piles

MIGNONTESTER 300

Contrôleur universel miniature, 29 gammes de mesure. 90 × 87 × 37 mm......... 129 F

OSCILLOSCOPE 330

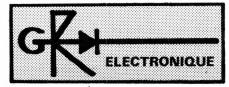
5 Hz à 3 MHz 799 F

USIJET

CATALOGUE GÉNÉRAL

50 pages, 140 photos, expédié contre 5 F

Expédition immédiate contre mandat ou chèque à la commande, port 3,50 F. Franco à partir de 200 F. Contre-remboursement : supplément au port : 4 F.



G. R. ÉLECTRONIQUE 17, rue Pierre-Sémard - PARIS (9°) C. C. P. PARIS 7.643-48

LIBRAIRIE PARISIENNE DE LA RADIO 43, rue de Dunkerque - Paris-X° - Tél. 878-09-94

NOUVEAUTÉS

OUVRAGES SÉLECTIONNÉS

LA TÉLÉVISION EN COULEURS? C'EST PRESQUE SIMPLE (E. Aisberg

PANNES TC (Sorokine). (N.E.). — Aucune lumière sur l'écran. Aucune image. Son défectueux. Bandes ou barres horizontales parasites. Image instable. Aucun balayage vertical. Linéarité verticale ou horizontale défectueuse. Variations de luminosité. Violents parasites sur l'écran. Pannes diverses. Ronflement... 16,50 F

LA PRATIQUE DES ANTENNES (Ch. Guibert). — T.V. F.M. Réception, émission. Les ondes électromagnétiques et leur prorogation. Caractéristiques des antennes. Les antennes ordinaires. Les collecteurs d'ondes antiparasites. Les lignes de transmission. Les antennes accordées. Les antennes directives à éléments multiples et à gain élevé. La réception de la télévision sur la bande IV et la bande V, les antennes pour ondes décimétriques. Mesures sur les antennes et les lignes de transmission. La mise au point, la construction et l'installation des antennes directives.

LE TRANSISTOR EN COMMUTATION (Erich Gelder). — Conditions de travail et utilisation des transistors en commutation avec calcul du dimensionnement. Généralités. Les régions de fonctionnement. Temps de commutation. Influence de la température sur le comportement des transistors en commutation. Le transistor en commutation de puissance. Exemples de montages. Transistors spéciaux pour la commutation. Répertoire des symboles utilisés. Bibliographie. Index alphabétique 16,00 F

LE TRANSISTOR, MAIS C'EST TRÈS SIMPLE (E. Aisberg). — Notions fondamentales. Caractéristiques essentielles. Technologie. Montages de base en radioélectricité. La vie des atomes. Les jonctions. Bonjour, transistor. La physique des transistors. Un peu de technologie. Le règne des courbes. Des droites et des courbes. Chocs en retour. EC, BC, CC. Liaisons en tous genres. Economie et puissance. Dans le domaine de la HF. De la HF à la MF puis à la BF. Des wagons et

ELECTRONIQUE (Mounic et J. Ricard). — Travaux pratiques.

Fascicule 1: Caractéristiques courant-tension d'éléments non linéaires. Mise en service d'un oscilloscope. Redressement simple alternance. Amplification de tension. Oscillations basse fréquence. Diode à gaz (Phanotron - Thyratrons). Redresseur sec. Relais électromagnétiques à courant continu. Temporisateur électronique 7,70 F Fascicule II: Diode à cathode tungstène. Tube à rayons cathodiques. Oscillations de relaxation. Réaction négative de tension. Amplificateur à charge cathodique. Stabilisateur de tension continue. Transistor: caractéristiques. Étage amplificateur à transistor. Montage parallèle de deux thyratrons. Multivibrateur. 9,70 F Fascicule III: Mesure des paramètres d'une triode. Transistor : mesure de la résistance d'entrée et de l'amplification en courant. Déphasage d'un étage amplificateur à résistance. Tube de puissances. Montage grille commune. Liaison cathodique, inverseur de phase. Liaison cathodique : amplificateur, voltmètre. Onduleur. 9,20 F

MANUEL PRATIQUE DE TÉLÉVISION EN COULEUR (G. Raymond). -Tome I: Perception physiologique des couleurs. Principes fondamentaux de la trichromie. Le triangle des couleurs. La comptabilité. Les différents systèmes d'analyse de l'image optique. Le codage des informations dans les systèmes modernes de télévision. La transmission de ces informations codées. Les systèmes modernes de télévision en couleur; le système NTSC, SECAM III, le système PAL. Les synthétiseurs trichromes. Le tube image à masque perforé et ses accessoires associés 33,70 F

PRATIQUE DES INSTALLATIONS ÉLECTRIQUES D'APPARTE-

GUIDE PRATIQUE POUR CHOISIR UNE CHAINE HAUTE-FIDÉLITÉ

> HORAIRES JUILLET-AOUT LUNDI : de 13 h 30 à 18 h 30 SAMEDI : de 10 h à 15 h 30 MARDI, MERCREDI, JEUDI, VENDREDI: de 10 h à 18 h 30

Tous les ouvrages de votre choix seront expédiés dès réception d'un mandat représentant le montant de votre commande augmenté de 10 % pour frais d'envoi avec un minimum de 1,25 F. Gratuité de port accordée pour toute commande égale ou supérieure à 100 francs.

PAS D'ENVOIS CONTRE REMBOURSEMENT

Catalogue général envoyé gratuitement sur demande Magasin ouvert tous les jours de 9 h à 19 h sans interruption

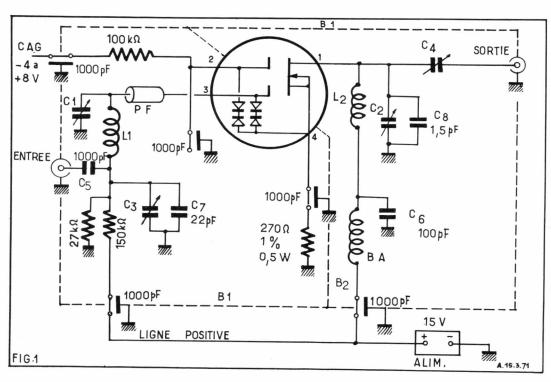
Ouvrages en vente LIBRAIRIE PARISIENNE DE LA RADIO 43, rue de Dunkerque - Paris-10° - C.C.P. 4949-29 Paris

NOUVEAUX TRANSISTORS A EFFET DE CHAMP et leurs applications en radio, TV et BF

par F. JUSTER

Dans le domaine des semi-conducteurs, deux dispositifs prennent une importance de plus en plus grande : les transistors à effet de champ et les circuits intégrés. De plus, certains circuits intégrés contiennent des transistors à effet de champ.

Nous nous proposons de donner ci-après, quelques indications sur de nouveaux transistors à effet de champ à métal oxyde (FET-MOS) et analyser des schémas d'application de montages concernant les fréquences élevées telles que les VHF en TV et FM.



Le type 40820 amplificateur à 200 MHz

Ce MOS-FET fabriqué par la RCA convient particulièrement bien comme amplificateur haute fréquence dans les sélecteurs VHF des téléviseurs. Il fonctionne dans d'excellentes conditions entre 50 et 250 MHz et au-delà de ces limites, donc dans les bandes I et III de la télévision.

Le 40820 possède deux portes. Il donne un gain élevé de puissance, peu de souffle et possède une plage étendue d'action de la CAG sur le gain. L'intermodulation est réduite grâce aux deux portes. La capacité de réaction est très portes. La capacité de réaction est très faible ce qui évite l'emploi d'un circuit de neutrodynage. Les circuits de CAG ne nécessitent pas de puissance alimentation et ils sont simplifiés.

La transconductance (pente) g_{fs} est de 12 000 μmhos c'est-à-dire 12 mA/V. Sans neutrodynage on peut obtenir un gain de puissance G_{ps} de 17 dB à 200 MHz.

On a relevé un facteur de souffle de 3.5 dB à 200 MHz avec la version 40820.

3,5 dB à 200 MHz avec la version 40820 de ce transistor. Cette version convient particulièrement comme ficateur HF tandis que la version 40821 est à utiliser comme mélangeur, pouvant suivre l'étage HF réalisé avec le 40820. Les caractéristiques de ces deux versions sont très voisines.

Schéma d'étage HF

Un montage d'étage HF à 200 MHz utilisant le MOS-FET 40820 proposé par la RCA, fabricant de ce transistor, est représenté par le schéma de la figure 1.

La représentation symbolique du transistor permet de voir qu'il y a deux portes 2 et 3, la porte 2 étant au fil 2 et la porte 3 au fil 3; les portes sont protégées contre des surcharges par quatre diodes montées à l'intérieur du transistor, entre les fils 1 et 3 et le fil 4 qui est celui de la source. Le fil 1 donne accès au drain.

Pour nos nouveaux lecteurs, rappellons que dans un transistor à effet de champ, les portes correspondent aux bases (ou grilles des lampes) la source à l'émetteur (ou cathode de lampe) et le drain au collecteur (anode de lampe).

Les deux transistors 40820 et 40821 ont la même présentation en boîtier cylindrique T072 avec 4 fils disposés comme on le montre sur la figure 2. Le diamètre du boîtier est de l'ordre de 5 mm et la hauteur d'égale valeur approximativement. Le brochage indiqué vu du côté fils. L'ergot se trouve entre les fils 1 et 4. Ce montage doit se loger dans un compartiment blindé possèdant une séparation constituant un blindage entre les électrodes d'entrée, les portes et la source et l'électrode de sortie, le drain.

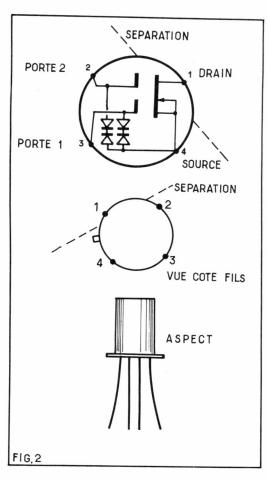
Cette séparation comporte un trou dans lequel est disposé le transistor de façon que seul le fil 1 du drain se trouve dans le deuxième compartiment (voir

De ce fait on constatera que tous les composants concernant les portes et la source sont dans la partie à gauche (sur le schéma) de la séparation tandis que les composants du circuit de drain se trouvent dans la partie à droite de la séparation.

Analyse du schéma

Passons maintenant à l'analyse du schéma de la figure 1.

Le signal à amplifier provient normale-ment de l'antenne et est transmis à l'entrée à fiche coaxiale, par un câble coaxial dont l'impédance est de 75 Ω . C'est donc une entrée à faible impédance et asymétrique.



Le signal est transmis par un condensateur de 100 pF, C_5 , à un circuit accordé L_1 — C_1 et, par l'intermédiaire d'une perle de ferrite P.F., à la porte 1 de Q_1 , fil 3. La bobine L_1 est accordée par C_1 et C_3 + C_7 . Cette porte est à polarisation fixe effectuée par le diviseur de tension constitué par deux résistances, 27 k Ω reliée à la masse et 150 k Ω reliée à la ligne positive, de + 15 V par rapport à la masse. Remarquons un condensateur de découplage de 1000 pF fixé sur le boîtier de blindage qui est mis à la masse.

La ligne positive aboutit à la source de 13 V, pôle positif, le pôle négatif étant à la masse.

Cette alimentation est, bien entendu, dans un montage complet de sélecteur VHF, commune avec d'autres circuits et peut être également obtenue à partir d'une tension plus élevée par réduction de tension.

Passons à l'autre porte, la porte 2, fil 2 de branchement.

Cette porte est utilisée pour réunir la polarisation variable effectuée par la tension de CAG qui peut varier entre — 4 V et + 8 V. Le minimum de gain sera obtenu à — 4 V et le maximum de gain à + 8 V.

La tension de CAG est transmise à la porte 2 par une résistance de $100~k\Omega$. Un découplage par condensateur de 1000~pF fixé sur le blindage est prévu à l'entrée du signal continu variable de CAG

D'autre part la source, fil 4 du transistor, est découplée par un condensateur de 1000 pF également placé dans la partie de gauche du compartiment blindé tandis que la résistance de 270 Ω polarise positivement par rapport à la masse, la source grâce au courant qui la traverse.

Circuit de sortie

Passons au deuxième compartiment du blindage, dans lequel se trouvent les circuits de sortie attachés au drain.

C'est sur cette électrode que l'on trouve le signal amplifié, en puissance, de 17 dB.

Le courant de drain passe par une bobine d'arrêt BA découplée à ses deux extrémités par des condensateurs : 1000 pF à l'entrée du fil d'alimentation et $C_6 = 100 \text{ pF}$ à l'autre extrémité, reliée à la bobine L_2 accordée sur le signal à recevoir par le variable C_2 et la capacité fixe C_8 de 1,5 pF.

Du circuit accordé le signal est transmis par C_4 ajustable, à la sortie.

En ce point on dispose, du signal HF amplifié à transmettre au mélangeur.

On a reconnu aisément, le circuit accordé série C_1 - L_1 - C_3 - C_7 à l'entrée et le circuit accordé parallèle L_2 - C_2 - C_8 à la sortie.

Voici quelques indications sur les composants utilisés dans ce montage expérimental. Les condensateurs $C_{\mathfrak{b}}$ (100 pF), C_{7} (22 pF) et $C_{\mathfrak{b}}$ (100 pF) sont des céramiques à disque tandis que $C_{\mathfrak{b}}$ est un céramique tubulaire. Le transistor est un 40820.

Les valeurs des condensateurs non indiquées sur le schéma sont : C_1 = condensateur variable de 1,8 à 8,7 pF; C_2 = condensateur variable de 1,5 à 5 pF; C_3 = condensateur ajustable de 1 à 10 pF type piston; C_4 = variable à piston de 0,8 à 5,4 pF.

En ce qui concerne les bobinages indiquons que L_1 comprend 4 spires de ruban argenté bobinées sur une longueur de 20~mm et sur un tube de 6,35~mm de diamètre. Le ruban est large de 2~mm et son épaisseur est de 0,5~mm.

L₂ comprend 4,5 spires même ruban, enroulées sur un tube de 10 mm de diamètre sur une longueur de 22 mm environ.

Après exécution des bobinages, enlever les tubes.

La bobine d'arrêt peut se réaliser en bobinant par exemple 20 spires jointives de fil émail de 0,15 mm de diamètre sur une résistance de 0,5 W de forte valeur ou coupée.

Ce montage sert surtout pour mesurer le gain de puissance et le souffle.

Dans un montage pratique actuel, la variation d'accord doit être continue dans la bande I et dans la bande III. Elle s'effectuera à l'aide de diodes à capacité variable. De tels montages ont été décrits dans notre revue.

L'intérêt du montage décrit ne réside pas dans la disposition des circuits accordés mais dans les qualités du transistor qui pourra, éventuellement, remplacer des transistors de moindres performances dans des montages existants.

Nouveau mélangeur

Grâce, au 40821, analogue au 40820, on peut réaliser un mélangeur particulièrement efficace à 200 MHz.

Son schéma est donné par la figure 3. Le transistor Q_2 est constitué comme Q_1 et possède le même brochage ainsi que les diodes intérieures de protection (voir figure 2).

Le montage s'exécute dans un compartiment métallique séparé en deux parties. Celle de gauche (sur le schéma) contient les circuits des deux portes et de la source, celle de droite est destinée aux circuits de drain.

Dans un mélangeur, il y a toujours deux signaux d'entrée, le signal HF dit incident et le signal d'oscillateur dit local qui est également un signal haute fréquence.

Le signal HF à la fréquence f provient le plus souvent de la sortie de l'amplificateur HF qui le précède mais il pourrait également être fourni directement par l'antenne. Dans le cas du présent montage, il s'agit d'un signal à la fréquence de 200 MHz, comme celui choisi pour l'amplificateur haute fréquence décrit plus haut.

Le deuxième signal HF est le signal local dont la fréquence f_n doit différer de celle du signal incident, de la fréquence f_m qui est celle de la moyenne fréquence.

En général $f_{\,\text{h}}=f_{\,\text{o}}+f_{\,\text{m}}.$ Ainsi, par exemple, si $f_{\,\text{o}}=200$ MHz et $f_{\,\text{m}}=44$ MHz, on a $f_{\,\text{h}}=244$ MHz, valeurs adoptées dans le montage expérimental de la figure 3.

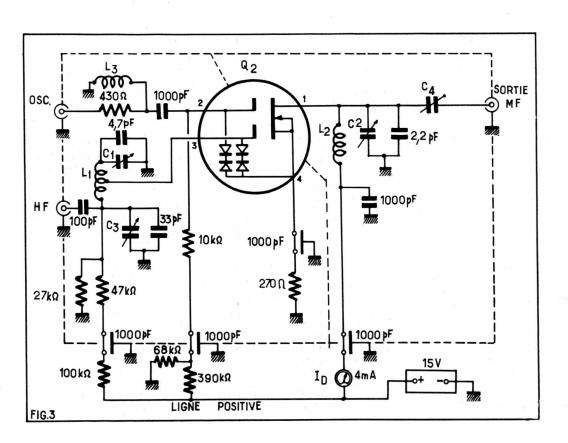
A la porte 1 (fil 3) est appliqué le signal incident à 200 MHz. A cet effet, ce signal entre dans le montage mélangeur par l'entrée coaxiale HF d'où il est transmis par un condensateur de $100~\rm pF$ (disque céramique) au bobinage L_1 accordé par $C_3~+~33~\rm pF$ et $C_1~+~4,7~\rm pF$. Le condensateur de 33 pF est un disque céramique et celui de 4,7 pF un tubulaire, céramique également. A remarquer la prise sur la bobine L_1 reliée à la porte 1 du transistor à effet de champ. Cette porte est polarisée par un diviseur de tension dont le bras négatif est la résistance de $27~\rm k\Omega$ et le bras positif la résistance de $47~\rm k\Omega$ à l'intérieur du blindage et celle de $100~\rm k\Omega$ à l'extérieur. Un découplage de $1~\rm 000~\rm pF$ est disposé au point commun des deux résistances de $47~\rm k\Omega$ et $100~\rm k\Omega$.

Passons en circuit d'oscillateur. Cette porte du sélecteur n'est pas indiquée, elle peut être réalisée avec un bon transistor triode bipolaire par exemple comme dans l'exemple donné plus loin.

Le signal local à 224 MHz est appliqué à l'entrée « osc » et transmis par une résistance de 430 Ω à la bobine d'arrêt L_3 de 0,1 μ H et, par un condensateur de 1 000 pF à la porte 2 (fil 2) du transistor. La bobine d'arrêt empêche le signal d'aller vers la masse et l'oblige à passer vers la porte.

Cette porte est, d'autre part, polarisée par un diviseur de tension $390~k\Omega$ — $68~k\Omega$ par l'intermédiaire de la résistance de $10~k\Omega$.

Un découplage par 1 000 pF est disposé au point commun des trois résistances du circuit de porte 2.



La source, fil 4 est découplée par un condensateur de 1000 pF et polarisée positivement par une résistance de 560 Ω à tolérance de 1 % donc très précise et de 0,5 W de puissance nominale.

Circuit de drain

Passons au compartiment suivant du blindage du mélangeur dans lequel se trouve le fil 1 de drain du transistor et tous les circuits de sortie.

Comme il s'agit ici d'un mélangeur le signal prélevé sur le drain est à moyenne fréquence $f_m=44~\mathrm{MHz}$ adoptée dans le présent montage.

La bobine accordée sur 44 MHz est L_2 , shuntée par C_2 et la capacité fixe de $22~\rm pF$ (céramique tubulaire). A la base de L_2 il y a un condensateur de découplage de 1 000 pF à l'intérieur du compartiment et un deuxième condensateur de même valeur, type traversée fixé sur le blindage.

Le circuit de drain aboutit à la ligne positive de l'alimentation de 15 V, en passant par un instrument de mesure, un milliampèremètre gradué de 0 à 10 mA qui sera enlevé si le montage a été mis au point et doit servir comme partie de sélecteur VHF.

Avant de parvenir à la prise coaxiale de sortie, le signal MF passe par un condensateur C_4 ajustable.

Le montage décrit permet de mesurer le gain de conversion du mélangeur.

Ce gain doit être de 11 dB avec ce montage convenablement mis au point. Il convient de vérifier le courant de drain de Q_2 qui doit être de 4 mA.

Voici les valeurs des éléments ne figurant pas sur le schéma : $Q_2 = RCA$ type 40821, $C_1 = C_2 = 1,5$ à 5 pF variable à air ; $C_3 = 1$ à 10 pF type piston ; $C_4 = 0,9$ à 7 pF ajustable à compression. Bobinages : L_1 se réalise avec 5 spires de ruban (voir L_1 du montage précédent) ; diamètre intérieur de la bobine 6,35 mm, longueur 16,5 mm. Prise à 1,5 spires à partir de l'extrémité reliée à C_1 ; $L_2 = bobine$ s'accordant sur 44 MHz avec C_2 ; $L_3 = bobine$ d'arrêt de 0,1 μ H.

Montages pour sélecteur FM

Avec les transistors à effet de champ à métaloxyde FET-MOS types 40822 et 40823 de la RCA on peut réaliser les étages HF et mélangeur d'un sélecteur FM pour la bande II.

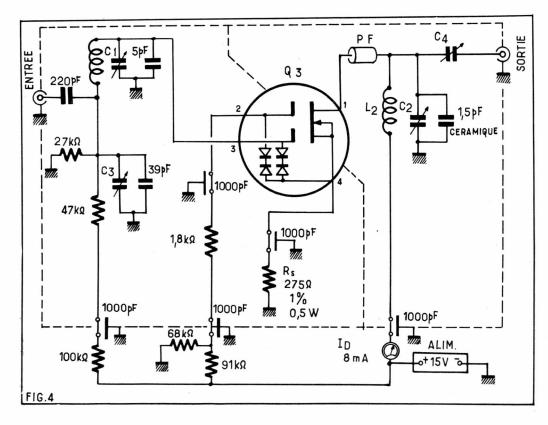
Les montages que nous allons analyser ont été essayés à la fréquence incidente de 100 MHz.

Voici d'abord le schéma de la figure 4 qui représente un étage HF utilisant le FET-MOS, 40822 RCA.

Ce montage est réalisé selon un schéma proche de celui de la figure 1 prévu pour la TV à 200 MHz.

Le signal d'entrée est transmis, par l'intermédiaire du condensateur de 220 pF disque céramique, au circuit accordé sur 100 MHz composé de la bobine L_1 et des capacités C_1 et 5 pF (tube céramique) et C_3 et 39 pF (disque céramique). Ce circuit accordé est connecté à la porte 1 (fil 3 de Q_3). Cette porte 1 est polarisée par le diviseur de tension 27 k $\Omega - 47$ k $\Omega - 100$ k Ω avec découplage pour un condensateur de 1 000 pF type traversée.

D'autre part, la porte 2 (fil 2) est polarisée à une tension fixe par le diviseur de tension $68 \text{ k}\Omega - 91 \text{ k}\Omega$ à travers la résistance de 1,8 k\Omega avec découplage pour deux condensateurs de 1000 pF, l'un sur l'électrode même, l'autre au point commun des trois résistances et fixé sur e blindage du sélecteur FM.



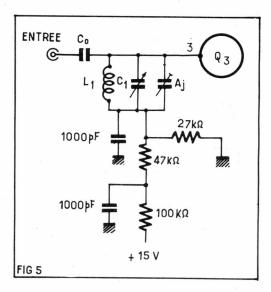
Cette disposition ne prévoit pas le CAG. Pour adapter une CAG à ce montage on pourra s'inspirer du montage de la figure 1 dans lequel la résistance montée sur la porte 2 est de $100~{\rm k}\Omega$ associée à un découplage par $1~000~{\rm pF}$. La tension de CAG sera appliquée au point commun de ces deux composants.

La source est polarisée par la résistance de 560 Ω qui doit être très précise (tolérance 1 %) et de 0,5 W. Le découplage est assuré par un condensateur de 1 000 pF Ces éléments doivent être disposés dans le compartiment des circuits de portes.

Circuits de drain

En passant aux circuits de sortie HF, on trouvera la bobine L₂ qui doit s'accorder sur 100 MHz avec C₂ et la capacité fixe de 22 pF du type tube céramique

fixe de 22 pF du type tube céramique. Remarquons encore la capacité de liaison C₄ et le milliampèremètre qui doit indiquer un courant de drain I₄ = 8 mA lorsque le montage est réalisé correctement et avec des composants suffisamment précis, notamment les résistances qui dans un montage figurent dans les diviseurs de tension donc déterminent les polarisations des électrodes et, par conséquent, le courant de drain.



Valeur des éléments

Le transistor doit être le type 40822 et l'alimentation de 15 V. Ce transistor a la même présentation et le même brochage que les deux autres décrits plus haut, voir figure 2. Son courant de drain est de 8 mA dans le montage de la figure 4.

Les condensateurs ont les caractéristiques suivantes : $C_1 = C_2 = 1,3$ à 7,4 pF variables à air, $C_3 = 1$ à 10 pF variable à air, type piston, $C_4 = 1$ à 15 pF variable à air, type piston.

Dans un montage de sélecteur à accord variable, seuls C_1 et C_2 devront être variables, les deux autres seront ajustables ou fixes car le montage de la figure 4 est surtout un montage de mise au point permettant de rechercher le maximum de performances en ce qui concerne le gain et le souffle.

Les bobines d'accord L_{1} et L_{2} sont de 0,22 $\mu H.$

Dans une réalisation pratique, il sera sans doute possible, de monter à l'entrée un circuit LC parallèle comme celui de sortie. Ce circuit sera d'ailleurs simple à un accord ou plus complexes à deux accords constituant un présélecteur.

De même les condensateurs d'accord pourront être remplacer par des diodes à capacité variable dans les sélecteurs des tuners FM de haute qualité (*).

Pour réaliser un montage plus classique de L_2 , on reportera la liaison d'entrée de l'étage (condensateur de 220 pF) à l'extrémité de L_1 reliée à la porte 1 (fil 3) et on supprimera C_3 et le condensateur fixe associé.

Le diviseur de tension sera alors reporté en bas de L₁ qui sera découplé par le condensateur de 1 000 pF. La figure 5 donne le schéma de cette version.

Les capacités variables C_1 et C_2 étant identiques, l'alignement sera obtenu en montant des ajustables à la place des capacités fixes qui shuntent ces deux condensateurs.

^(*) Pour ces montages voir l'ouvrage TUNERS MODERNES FM par F. JUSTER, en vente à la Librairie Parisienne de la Radio, 43, rue de Dunkerque, Paris-10°. Cet ouvrage traite de tous les circuits FM actuels.

Remarquons que les modifications que nous venons d'indiquer pour le montage FM pourraient s'appliquer aussi aux montages TV décrits plus haut.

Mélangeur pour sélecteur FM

Ce schéma est donné par la figure 6. Il présente des analogies avec les précédents mais il est plus simple surtout en ce qui concerne les bobinages.

Le signal incident, choisi à 100~MHz pour la mise au point et les mesures du gain de conversion, est appliqué à la porte 1 (fil 3) du transistor Q_4 du type 40823~RCA, par l'intermédiaire de deux capacités reliées à la prise de la bobine d'accord L_1 shuntée par la capacité d'accord C_1 .

La polarisation de la porte 1 s'effectue à travers L_1 , par la résistance de $27~\mathrm{k}\Omega$ avec découplage par 1 000 pF. D'autre part le signal local à 110,7 MHz

D'autre part le signal local à 110,7 MHz engendré par l'oscillateur est transmis à la porte 2 (fil 2) par le circuit $560 \Omega - L_3 - 1000 \text{ pF}$.

Cette porte est polarisée par le diviseur de tension constitué par la résistance de $30~\mathrm{k}\Omega$ reliée à la masse et celle de $100~\mathrm{k}\Omega$ reliée à la ligne positive de $15~\mathrm{V}.$

Comme dans les autres montages, la source (fil 4) est polarisée par $560~\Omega$ et découplée par 1~000~pF et 50~000~pF, donc découplage plus important dû au fait que la moyenne fréquence est, en modulation de fréquence, de 10,7~MHz donc beaucoup plus basse qu'en TV ou elle est de 30~à 45~MHz.

Dans le circuit de drain (fil 1) le montage comprend L_2 , bobine accordée sur 10,7 MHz par C_2 . Le signal est transmis à la sortie par un diviseur de tension capacitif composé de C_3 ajustable et la capacité fixe de $680~\rm pF$.

L'accord de L $_2$ sur 10,7 MHz est donc déterminé par la capacité totale C_{T} shuntant cette bobine -:

$$C_T = C_2 + C_p + C_p'$$

ou $C_{\,\scriptscriptstyle p}$ est la résultante des capacités du diviseur, mises en série :

$$C_{P} = \frac{680 \cdot C_{3}}{680 + C_{3}} pF$$

et C' $_{\rm p}$ est l'ensemble des diverses capacités parasites.

Le drain est polarisé positivement à + 15 V à travers L_2 . Le découplage est assuré par un condensateur de traversée de 1 000 pF et un condensateur de 10 000 pF.

Voici les caractéristiques des condensateurs et des bobinages : $C_1 = 1,3$ à 5 pF variable à air, $C_2 = 2,7$ à 19,6 pF variable à air, $C_3 = 80$ pF maximum, ajustable à compression.

 $L_1=8$ spires fil nº 22 (0,64 mm de diamètre), diamètre intérieur de la bobine 6,35 mm, bobinage sur air (pas de tube); espacement entre spires égal au diamètre du fil. La prise est effectuée à une spire à partir de l'extrémité reliée à la capacité de 1 000 pF et la résistance de $27~\mathrm{k}\,\mathrm{O}$

La bobine L_3 est de 0,33 μ H. L_2 se réalise avec 33 spires de n° 34 (0,16 mm) bobiné sur air, diamètre intérieur de la bobine 4,76 mm. Le coefficient de surtension à vide est Q=63. A la mise au point tendant à obtenir l'accord sur 10,7 MHz on pourra déterminer la valeur de la bobine en modifiant la longueur de l'enroulement à spires joincives en écartant quelques spires.

Aux mesures, la tension efficace du signal d'oscillateur à 110,7 MHz, était de 1,5 $\rm V.$

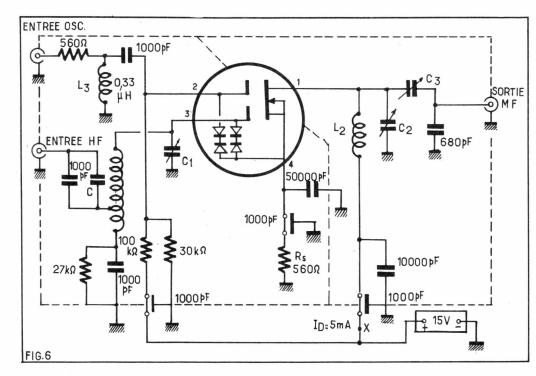
Le transistor à effet de champ 40823 se branche selon les indications de la figure 2.

Caractéristique des transistors 40822-40823

Ces deux transistors conviennent particulièrement bien pour les sélecteurs FM, le 40822 comme amplificateur HF et le 40823 comme mélangeur. Un oscillateur séparé peut être réalisé avec un transistor triode bipolaire normal, avec des transistors à effet de champ ou avec un circuit intégré (voir plus loin dans ce même article).

Les deux types de FET-MOS sont des versions d'un même transistor dont les caractéristiques sont très voisines.

Ces transistors possèdent quatre diodes de protection montées deux par deux en opposition comme on peut le voir sur les schémas.



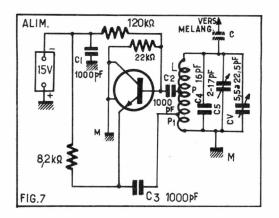
La transconductance (pente) de ces semi-conducteurs est de 12 000 $\mu mho=12~mA/V.$ On peut les utiliser sans circuit de neutrodynage et le gain de puissance en amplificateur HF (40822) peut atteindre 24 dB à 100 MHz c'està-dire dans la bande II de la modulation de fréquence.

Le facteur de souffle pour le 40822 est de $2~\mathrm{dB}$ à $100~\mathrm{MHz}.$

Les courants des portes sont de $50~nanoamp\`eres$ à $T_{\,a}=25~{\rm ^oC}$ donc extrêmement faibles.

En utilisant ces transistors on diminuera la distorsion d'intermodulation. Un signal de forte amplitude peut leur être appliqué sans surcharge, la CAG, s'il y en a, ne consomme pratiquement aucune puissance, cette CAG pouvant être adaptée sans complications au montage.

Grâce aux diodes de protection, montées en limiteuses pour chaque porte, des signaux transitoires pouvant excéder + 10 V seront sans effet nuisible sur la vie des transistors. Le boîtier de ces deux transistors est métallique.



Oscillateurs pour sélecteurs VHF

Voici d'abord à la figure 7 un schéma d'oscillateur pour FM utilisant un transistor triode RCA type 40244. Ce montage est extrêmement simple et doit être facile à réaliser sans mise au point délicate si tous les composants sont en bon état et de valeur correcte.

Remarquons que l'alimentation est de 15 V mais la masse est au + alimentation.

Pour modifier ce montage en vue de mettre la masse au négatif de l'alimentation, un examen du schéma permet de voir qu'il suffira de connecter ce négatif à la masse et de relier ensemble les points M au + alimentation.

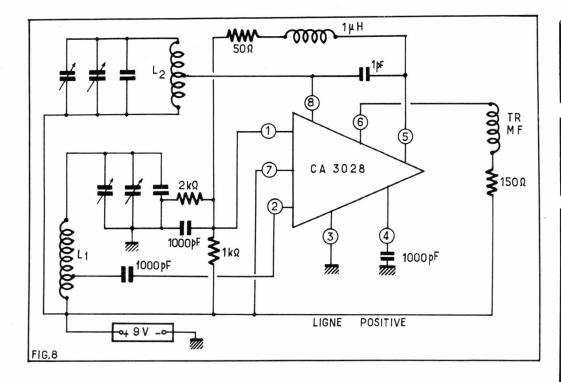
Le transistor est monté en collecteur commun, relié au + alimentation.

L'oscillation s'obtient par couplage entre base et émetteur. A cet effet la base est reliée à une prise P de la bobine L et l'émetteur, à une autre prise P' plus proche de l'extrémité de la bobine donc à plus faible impédance.

Ces prises permettent une bonne adaptation et une oscillation stable.

La totalité de L est accordée par un condensateur variable CV de 5,5 à 22,5 pF, un condensateur fixe de 16 pF et un condensateur ajustable de 2 à 17 pF permettant de réaliser l'alignement avec les circuits accordés, sur le signal incident.

La base est polarisée par un diviseur de tension, $120~k\Omega-22~k\Omega$, monté entre les deux pôles de l'alimentation. L'émetteur est polarisé par la résistance de $8,2~k\Omega$.



Pour transmettre le signal local en mélangeur on tiendra compte du fait que le circuit de L est à la tension de + 15 $^{\circ}$ V. Avant de le relier à une entrée de signal local (voir par exemple le schéma de la figure 6) s'assurer que cette entrée n'est pas, en continu, à un autre potentiel. On voit, en effet, sur le schéma mentionné que l'entrée est au négatif de l'alimenta-

Dans un cas de ce genre on intercalera un condensateur de C de 1 000 pF comme indiqué en pointillé sur le schéma de la figure 7.

Toutes les valeurs des éléments sont indiquées sur le schéma de l'oscillateur. Les résistances doivent être de 0,5 W.

Le seul bobinage de cet oscillateur est L qui possède deux prises.

Cette bobine peut se réaliser aisément. L comporte 4 spires de fil Nº 18 (1 mm de diamètre), diamètre intérieur de la

Devenez un

RADIO AMATEUR

Pour occuper vos loisirs tout en vous instruisant

notre cours fera de **Vous**

l'un des meilleurs ÉMETTEURS RADIO du monde

Préparation à l'examen des P. T. T.

GRATUIT

Documentation sans

remplissez et envoyez ce bon à

INSTITUT TECHNIQUE ÉLECTRONIQUE

35 - DINARD

NOM	10
Adresse	3PS-1

bobine, à air, 6,35 mm, longueur de l'enroulement 11 mm. La mise au point de cette bobine peut s'effectuer à 100 MH, accord du signal incident, donc 110,7 MHz de l'accord de l'oscillateur. Cet accord doit être obtenu avec une capacité totale de 34 pF. On procédera de la manière suivante :

1º accorder le récepteur sur 100 MHz,

 $2^{\rm o}$ la bobine L étant en place, remplacer les capacités $C_4,\ C_5$ et CV par une seule capacité de $34\ \rm pF.$

3º si l'accord du récepteur sur 100 MHz est obtenu, la bobine L_1 est bonne. Elle sera accordée sur le signal local de 110,7 MHz. Si l'accord est obtenu sur f < 100 MHz, la bobine L est de valeur trop élevée. Augmenter la longueur de l'enroulement Le diminuer si l'enroulement. Le diminuer > 100 MHz.

Cette mise au point nécessite le branchement d'un générateur HF modulé en fréquence, à l'entrée du récepteur.

Les prises de L sont réalisées comme suit : la prise P' reliée à C₃ est à 1,5 spire du point M et la prise P reliée à C₂ est à 2 spires du même point M, il y a, par conséquent 0,5 spire entre les deux prises.

Si la tension de l'oscillateur, appliqué au mélangeur était trop élevée, diminuer la valeur du condensateur de couplage C.

Oscillateur-mélangeur

Avec un circuit intégré, le CA3028 RCA contenant trois transistors, il est possible de réaliser un oscillateur-mélangeur pouvant être précédé d'un étage HF comme celui décrit ou tout autre.

Le schéma de ce montage est donné par la figure 8. Les bobinages sont analogues à ceux décrits pour les autres montages : L₂ est la bobine d'oscillateur, la prise étant à 1/3 des spires à partir de la masse. L₁ est la bobine HF d'entrée du mélangeur. La prise se trouve également vers le tiers inférieur de la bobine.

Chaque bobine s'accorde et s'éloigne l'aide de trois capacités : variable de l'ordre de 30 pF), ajustable (de l'ordre de 10 pF), et fixe. La bobine de sortie MF doit être à accord fixe à 10,7 MHz. Ce montage fonctionne sous 9 V, avec la masse au négatif de la source d'alimen-

F. JUSTER

RETEXKIT -

Pour faire place à la nouvelle ligne RETEXKIT

rabais sur tout le stock (20 modèles) TERA LEC

51, rue de Gergovie, PARIS 14° - Tél. 734.09-00

TRAVAIL COMPLÉMENTAIRE A DOMICILE

gros gain, si connaissance radio ou électricité, collaboration pour lancement nouveautés révolu-tionnaires, sans frais ni mise de fonds.

Valable toutes régions - Écrire pour détail à T.S.L., 9, rue Jaucourt - PARIS-12°



22, RUE DIDOT, PARIS 14°

Téléphone 566.87.79 - C.C.P. PARIS 4941-02 AUTOBUS: 58 (arrêt PERNETY). MÉTRO: PERNETY. Magasin ouvert (sauf le dimanche), de 10 h à 20 h. Tout le Matériel Électronique et tous les DERNIERS GADGETS JAPONAIS

LES AFFAIRES

AUTORADIO « PYGMY »



Type VT3. Modèle à tou-ches préréglées. PO+GO. Puissance : 4 watts. Ali-mentation 12 volts, pola-rité reversible. 3 stations

préréglées en GO (Luxembourg, Europe 1 et France I). Possibilité de préréglage sur Monte-Carlo. Éclairage Possibilité de préréglage sur cadran. Musicalité impeccable. Pose facile. Prix T.T.C.



Type V65 à modulation de fréquence. PO-GO-FM. Réception parfaite de tous les postes français et étrangers. FM : sans parasites, aucun évanouissement du son dans les villes, passages de ponts, tunnels, etc. Musicalité exceptionnelle. Contrôle automatique de fréquence (AFC) agissant en permanence et donnant une stabilité de réception sans glissement de fréquence. Prix T.T.C... 295,00

DERNIÈRE MINUTE!

ENREGISTREUR-LECTEUR STEREO CASSETTES 8 PISTES NIVICO 250-U



Vit. 9,5. Rép. 30 à 15 000

Hz. Entrées micro et aux. (0.8 et 80 mV), sortie 0,5 V/20 kΩ. Vers ampli auxil. Présentation grande classe avec alimentation 110/220 V incorporée 1 390,00

LECTEUR DE CASSETTES NIVICO

Type CHR 100 U - Stéréo 8 pistes

Modèle de salon. Présentation bois (dimensions : 24 x 17 x 9 cm). Préampli incorporé très haute fidélité. 6 transistors + 3 diodes. Fréquences de 40 à 12 000 Hz.

Alimentation secteur 110/220 volts incorporée.

Changement de piste automatique par bouton-poussoir.

Repère de piste éclairé par voyant.

Prix (T.T.C.) 520 00

Tous nos prix s'entendent toutes taxes comprises. Expédition franco de port dans toute la France à partir de 250 F contre mandat ou chèque à la commande. Envois contre remboursement à partir de 35 F. CRÉDIT 18 MOIS. (30 % à la commande.)

CHRONIQUE des ONDES COURTES

MONTAGE OSCILLOSCOPIQUE SIMPLE **POUR CONTROLE OUALITÉ D'UNE EMISSION**

par P. DURANTON F3RJ

émettre est bien, émettre est encore mieux! La façon la plus répandue de se rendre compte de la qualité de sa propre émission est de demander à un ou plusieurs correspondants ce qu'ils en pensent. Certes, ce procédé est efficace, mais il est lié, d'une part, au jugement auditif du correspondant interrogé, et, d'autre part, il implique que l'on émette quelque chose qui n'est pas obligatoirement bon, ni même correct et que ce ne sera qu'après avoir reçu un jugement de valeur que l'on saura si l'on peut continuer ou non à émettre de cette façon. De plus, il est parfois difficile de juger avec précision la qualité de la modulation, le taux de cette dernière, et s'il y a un défaut, d'en déterminer la cause, sur le simple fait d'écouter l'émission d'un ami, sur son propre récepteur, car la qualité de ce dernier intervient lui aussi.

C'est pour remédier à cet état de chose, que nous avons voulu étudier et réaliser un petit contrôleur oscilloscopique qui nous permettra de visualiser notre propre émission en voyant réellement ce que l'on envoie à l'antenne. Ainsi, voyant parfaitement l'état de la porteuse plus ou moins modulée, il sera plus facile de procéder soi-même aux réglages de l'émetteur et de ne se mettre en trafic qu'après avoir correctement ajusté sa station.

L'un des avantages de cette méthode tient au fait qu'en considérant l'allure de la figure obtenue sur l'écran de l'oscil-loscope, il suffira de se reporter au tableau ci-joint, pour en déterminer le défaut et la cause, si défaut il y a

Ce petit appareil, qui pourra rester en fonctionnement en permanence, à notre station, nous permettra trois types de contrôles:

a) Un contrôle direct, c'est-à-dire qu'il montrera l'allure réelle de la por-teuse modulée. On pourra donc suivre les variations de la modulation.

— b) Un contrôle auditif, qui permettra de suivre la qualité de la modulation, alors qu'en (a) c'est le taux de la modulation qui est vérifié.
— c) Un contrôle précis par la méthode du « trapèze » qui est la plus précise car elle renseigne sur la nature du défaut qui pout altére la partauxe même si l'amplaure. peut altérer la porteuse même si l'ampleur de ce défaut est telle que le correspondant ne s'en aperçoive pas; il sera donc plus facile d'obtenir une qualité parfaite de notre émission en observant le trapèze (vu sur l'écran) et en corrigeant les points déficients éventuels, car rappelons-le, cette méthode indique les causes du défaut, ce qui est très important, pour pouvoir y remédier.

Le contrôle direct

Il permet de voir l'allure exacte de la porteuse.

Quatre cas sont possibles:

1º La porteuse n'est pas modulée (fig. 1a). Dans ce cas, l'écran montre une trie horizontale, la porteuse aura une amplitude symétrique + A vers le haut (tensions positives) et — A vers le bas (tensions négatives). Il sera possible en regardent et te importe de mottre de la constant de la constant et te importe de mottre de la constant et te importe de mottre de la constant et te importe de mottre de la constant et te importe de la constant et terre et la constant et regardant cette image de notre émission de régler les différents étages pour obtenir l'amplitude maximale, ce qui correspondra à la puissance maximum émise, donc aux meilleurs réglages des circuits accordés de l'émetteur.

Cet appareil permettra donc de régler correctement les circuits HF et de tirer le maximum de notre émetteur, du moins en ce qui concerne la puissance HF.

 $2^{\rm o}$ La porteuse est modulée en amplitude correctement, c'est-à-dire à 100 %(fig. 1b.). Dans ce cas, lorsque la modulation est appliquée à l'émetteur (en parlant devant le micro, par exemple), l'amplitude de la porteuse varie en suivant la modulation. L'image obtenue sera celle de notre croquis. Moduler à 100 % signific que les pointes de module. 100 % signifie que les pointes de modula-tion feront passer l'amplitude de la porteuse à + 2 A et symétriquement à - 2 A, mais la porteuse devra également s'annuler par endroits, mais sans demeurer nulle plus d'un point. Il ne devra pas y avoir de suppression de porteuse.

3º La porteuse est insuffisamment modulée, c'est-à-dire que le taux de modulation est inférieur à 100 %; il sera par exemple de 50 % (fig. 1c); dans ce cas, lorsque la modulation est appliquée, con influence cur le porteuse est in ffi son influence sur la porteuse est insuffisante. Aux pointes de modulation correspondront des pointes de porteuse de + 1,5 A et — 1,5 A au lieu des 2 A requis pour un taux correct de modulation. De plus, la porteuse ne diminuera pas suffisamment pour les creux de modulation. tion. Au lieu d'atteindre le zéro, elle restera supérieure à 0,5 A par exemple. L'efficacité de notre émission est réduite car à la réception ce n'est pas tant l'amplitude de la porteuse qui est importante, que la tension de modulation détectée, or, dans ce cas, cette dernière est bien

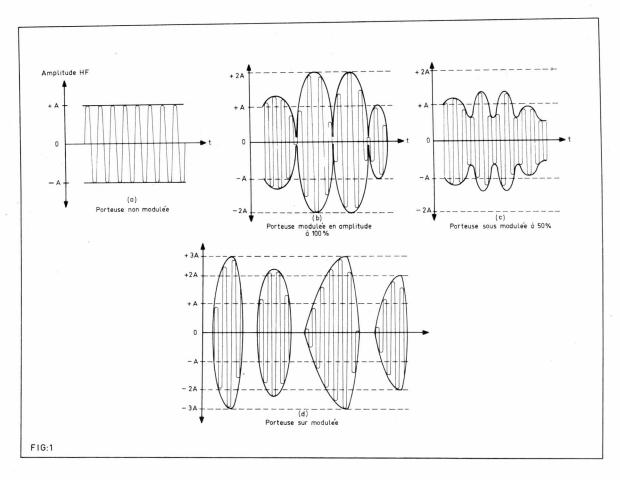
4º La porteuse est surmodulée, c'està-dire que le taux de modulation dépasse les 100 %. Dans ce cas (fig. 1 d), aux pointes de modulation correspondent des pointes de porteuse qui dépassent ou atteignent + 3 A ou — 3 A, ce qui en soit est bon, mais qui par contre vient annuler la porteuse pendant des périodes plus ou moins longues. Or, cela est catastrophique cer il se produit un écrètage trophique car il se produit un écrètage de la modulation, correspondant à ces suppressions de porteuse et la qualité de l'émission devient effroyable!

Une porteuse surmodulée est typique quant à l'allure de l'image que nous offre le moniteur oscilloscopique.

Il faudra donc, en règle générale toujours s'efforcer d'obtenir une image conforme à celle de la figure 1 b.

Le contrôle auditif

Se fera d'une façon très simple en utilisant des écouteurs alimentés par la tension détectée issue du moniteur; en détectant une toute petite parcelle de l'énergie émise, on aura ainsi un échan-tillon de notre émission, et l'on pourra entendre soi-même ce que les correspon-dants entendront dans leur propre récepteur. Pourquoi utiliser des écouteurs et non pas un petit haut-parleur? Pour deux raisons : d'une part, pour ne pas avoir besoin de trop d'énergie et d'autre part pour ne pas causer de Larsen, c'està-dire de réaction avec le microphone de la station, car, tout en parlant, on pourra s'écouter dans le casque, ce qui serait impossible avec un HP. Ce contrôle élémentaire de l'émission est néanmoins des plus utiles. Il permettra en outre de détecter immédiatement tout ennui ou toute panne intempestive dans l'installation ou tout bruit parasite au QRA et qui pourrait être entendu par les correspondants (bruits familiaux, ou bruits divers inutiles à transmettre!).



Le contrôle par la méthode du trapèze

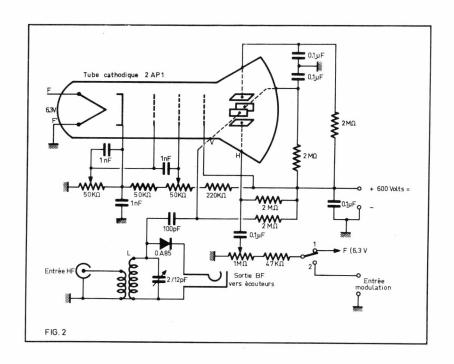
Nous montre un trapèze qui se déforme de différentes façons suivant les défauts de l'émetteur. En se reportant à un tableau que nous donnons plus loin, il sera facile de connaître ces causes et partant d'y remédier. Nous y reviendrons. Le schéma de ce moniteur oscilloscope

est des plus simples. Il utilise (fig. 2) un tube cathodique de type 2AP1 ou similaire qui ne nécessite qu'une haute tension réduite 500 à 600 Volts. Pour ne pas alourdir le schéma, nous avons séparé, d'une part, le moniteur et, d'autre part, la partie alimentation. Le tube cathodique est alimenté comme tout tube d'oscilloscope par un diviseur de tension comprenant les potentiomètres de réglage. La grille wehnelt est alimentée par un potentiomètre de 50 k Ω qui dose la luminosité, son anode 1 est alimentée par un autre potentiomètre de 50 k Ω qui fixe la netteté de l'image. Son anode principale reçoit directement le + HT, et ses deux paires de plaques de déviation sont alimentées en + HT. Une plaque horizontale et une plaque verticale sont découplées par deux capacités de 0,1 µF et les deux autres plaques reçoivent les tensions de balayage et de déviation verticale. Le balayage est assuré soit par une tension alternative de 50 Hz mi n'est autre que les 6.3 volts de chaufqui n'est autre que les 6,3 volts de chauffage, soit par une tension BF qui est prélevée à la sortie du modulateur.

Dans le cas du contrôle direct (visua-

lisation directe de la porteuse) il faut balayer régulièrement l'écran et la fréquence constante de 50 Hz est parfaite. Par contre, dans le cas de la mesure par la méthode du trapèze, il faut balayer avec une fréquence variable, égale en permanence à celle de la modulation.







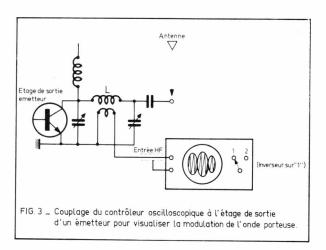
(au lieu de : 1.020 F)

PROMOTION PRINTEMPS

6 A M DÉCAMÉTRIQUE compact entièrement transistorisé

- Tête HF TR6A Double changement de fréquence.
- Transistors silicium sauf BF HP incorporé ●
- Vu-mètre
 Façade or, inscriptions noires.
- Alimentation extérieure 12 volts.
- Idéal pour le mobile.

MICS RADIO S.A. - 20 bis, Avenue des Clairions - 89-AUXERRE - Tél. (86) 52.38.51



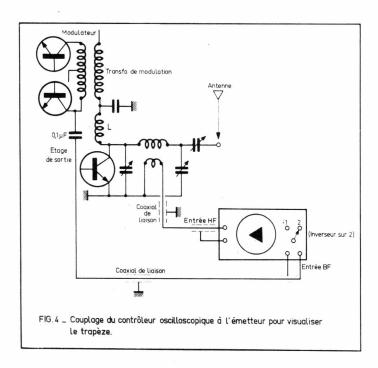


IMAGE OBTENUE	CAUSE	IMAGE OBTENUE	CAUSE
	Taux de modulation correct 100%	Ω	Mauvais neutrodynage + réaction
	Taux de modulation insuffisant 50%		Mauvais dosage de l'exitation
	Sur-modulation 150 %	$\langle \rangle$	Taux de distorsion élevé Modulation mal appliquée
	Exitation insuffisante		Légere distorsion BF
	Exitation excessive	\leq	Oscillation parasite
	Mauvais modulateur		Mauvais prélevement de la BF pour le balayage de l'oscilloscope
8	Réaction de l'étage de puissance		

Différentes Figures du Trapeze et FIG:5 Causes de Mauvais Fonctionnement

C'est la raison pour laquelle un inverseur permet de choisir l'un ou l'autre type de balayage. Sur la position (1) ce sera la méthode « directe » et sur la position (2), la méthode du trapèze.

Un potentiomètre de 1 M Ω dosera la tension de balayage appliquée au tube

cathodique.

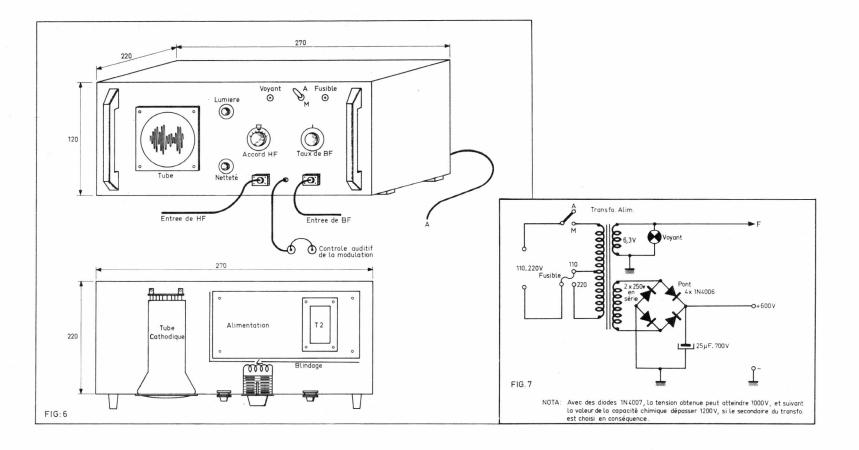
En ce qui concerne la déviation verticale, un circuit accordé (sur 144 MHz dans le cas d'un émetteur VHF) constitué par une petite self L et par une capacité variable de 2 à 12 pF recevant une parcelle de l'énergie HF rayonnée par l'étage de puissance, fournira une tension HF qui sera appliquée, par l'intermédiaire d'une capacité de 100 pF environ, à la lague de déviction verticel. plaque de déviation verticale. Il suffira d'accorder le CV pour obtenir la déviation maximum, c'est-à-dire l'amplitude A mamaximum sur l'écran et il n'y aura plus à y retoucher, à moins que l'on change de fréquence d'émission, et dans ce cas il suffira de retoucher légèrement la valeur du CV pour obtenir à nouveau la déviation maximum; c'est la raison pour laquelle nous avons « sorti » la commande du CV sur la face avant du moniteur.

La tension HF prélevée sur l'étage de puissance de l'émetteur est injectée au circuit accordé par une spire de couplage sur la self L; la self L quant à elle est constituée par quatre spires de fil 12/10 en cuivre émaillé bobiné sur air et soudé directement aux bornes du CV. De même, le couplage à l'étage de puissance se fait par une spire, couplée très lâchement à la bobine de sortie; ce couplage doit être très léger pour ne pas amortir l'étage de sortie de l'émetteur et pour ne pas réduire sa puissance out-put.

Une diode OA 85 ou similaire, détecte la modulation pour alimenter nos écouteurs (à haute impédance : 2 000 Ohms si possible). A noter un point significatif: lorsque les écouteurs ne sont pas branchés, la diode de détection n'est pas utilisée, et toute la HF est dirigée vers les plaques de déviation verticale; l'image obtenue sera symétrique, mais si l'on branche les écouteurs, l'image deviendra asymétrique, car tout ce qui sera positif, par exemple sera shunté par la diode vers la masse au travers des écouteurs, et seule la partie négative restera sur l'écran. De même si l'on inverse le sens de la diode, tout ce qui est négatif est shunté et seules les tensions positives iront faire dévier le spot du tube cathodique, l'image ne sera plus négative, mais au contraire positive, toute la par-tie négative de la porteuse ayant disparue sur l'écran; on voit là une image exacte du phénomène de détection tel qu'il se produit dans un récepteur; c'est donc un procédé intéressant à montrer à des débutants ou à des étudiants.

Et c'est pour pouvoir distinguer une image symétrique sur notre écran de moniteur, lorsque les écouteurs sont débranchés, que nous n'avons pas voulu utiliser de jack à court-circuit, ni placer de condensateur de découplage après la détection, car nous aurions en permanence cet effet de détection et nous ne pour-rions plus jamais voir de porteuse com-plète positive et négative, bien symé-trique par rapport à l'axe du zéro?

La réalisation de ce moniteur ne pose pas de problème, car le schéma est vrai-ment très simple. La liaison à l'émetteur est réalisée par un morceau de câble coaxial HF. La figure 3 montre le raccordement nécessaire à la méthode « directe », l'inverseur étant sur la position « 1 ». La figure 4 montre les deux raccordements nécessaires à la méthode du trapèze. Dans ce cas, un câble amène la HF prélevée sur le final et un second câble sert à véhiculer une tension BF prélevée à la sortie du modulateur par une capacité



de 0,1 µF par exemple, vers l'entrée 2 du moniteur. Dans ce cas, l'inverseur sera placé sur la position « 2 ».

La longueur de ces câbles pourra atteindre 1,5 m ou 2 mètres sans aucun

problème.

Un tableau (figure 5) rassemble les différentes possibilités de figures obtenues par la méthode du trapèze. Ce sont les cas les plus typiques que l'on rencontre couramment. Il sera possible d'obtenir des figures intermédiaires si plusieurs phénomènes viennent à cumuler. En face de chaque figure se trouve l'explication de cette dernière et les causes correspondantes.

La présentation du moniteur, complet et en état de marche (figure 6) montre un coffret métallique de dimensions 120 × 220 × 270 mm comprenant le moniteur proprement dit et la platine alimentation, sur laquelle nous reviendrons plus loin. Sur la face avant se trouvent

l'écran du tube cathodique avec son cache et sa fixation,

un potentiomètre de luminosité (50 k Ω),

un potentiomètre de netteté (50

un interrupteur marche - arrêt et un voyant de mise sous tension,

la commande du CV, la commande du potentiomètre de

dosage du balayage,

un fusible secteur,

la prise coaxiale d'entrée HF, la prise coaxiale d'entrée la sortie vers les écouteurs.

Deux poignées, confèrent un caractère professionnel à l'ensemble!

Le coffret sera peint en gris clair par exemple et les indications portées au moyen de lettres adhésives noires passées au crayon.

En ce qui concerne l'alimentation, il est nécessaire de disposer de : 6,3 volts alternatifs pour le chauffage du tube cathodique et pour le balayage en direct, et de haute tention : 500 à 600 Volts continus.

Pour ce faire, nous avons utilisé un simple transformateur d'alimentation pour poste à tubes, délivrant les 6,3 volts pour le chauffage et deux fois 250 volts en série; ainsi, nous disposons de 500 volts, qui sont appliqués à un pont de quatre diodes de type 1N4006 (qui tiennent jusqu'à 800 V).

Une capacité de 25 µF isolée à 750 volts filtre cette tension continue qui est ensuite acheminée vers le tube cathodique. Si l'on dispose d'un transformateur ayant un secondaire de deux fois 350 volts, on pourra utiliser une seconde cellule de filtrage (self à fer suivie d'une capacité chimique de 25 µF isolée à 800 volts au minimum) et la HT disponible en sortie sera de l'ordre de 750 volts. A noter que les diodes 1N4006 sont disponibles chez Texas instruments, Motorola et ITT et que si l'on dispose de diodes de type 1N4007, la tension alternative peut être portée à 1000 volts et après filtrage, la tension disponible pourra atteindre 1200 volts.

Avec un tube de type 2AP1 ou similaire, une tension de 600 volts est largement suffisante.

Si l'on ne trouve pas de diodes 1N4006 ni 1N4007 on pourra toujours monter une double diode à vide comme il en existe chez tous les revendeurs de matériels

Il serait également possible de partir d'une tension continue de 50 volts par exemple et d'utiliser des cellules « doubleurs de tension » en cascade. On obtiendrait en effet 800 volts avec plusieurs cellules montées les unes à la suite des autres. Ce procédé ne nous a pas semblé très utile dans le cas d'une moniteur destiné à fonctionner à domicile alors que le secteur alternatif est à la portée de la main!

La platine alimentation (figure 7) ne présente, quant à elle, aucune difficulté. Cependant on aura intérêt à blinder le bloc alimentation et à le placer relativement loin du tube cathodique afin de ne pas risquer une déviation alternative du spot provoquée par le rayonnement du transformateur d'alimentation.

Enfin, si l'on peut trouver un blindage en mu-métal pour le tube cathodique, ce n'en sera que mieux et l'image observée sera à la fois plus nette et plus stable.

Ce moniteur est un complément utile, très utile même, et il serait bon qu'il figure aux côtés de chaque émetteur d'amateur, au même titre que l'ondemètre ou le mesureur de champ.

Pierre DURANTON

NOS LECTEURS

Les amateurs radio que sont nos lecteurs ne se bornent pas — nous le savons par le courrier que nous recevons — à réaliser les différents montages que nous leur présentons.

Nombre d'entre eux se livrent à des essais et à des expériences originales, d'autres, qui ne possèdent évidemment pas tout l'outil-lage ou l'appareillage de mesures nécessaire aux travaux qu'ils veulent entreprendre, dont l'achat serait trop onéreux, ont recours à des « astuces » souvent fort ingénieuses.

Si donc vous avez exécuté avec succès un montage de votre conception, montage qui sorte des sentiers battus (poste radio ou dispositif électronique quelconque), si vous avez trouvé un truc original pour réaliser ou remplacer un organe qui vous faisait défaut, faites-nous en part.

En un mot, communiquez-nous (avec tous les détails nécessaires, tant par le texte que par le dessin, simples croquis qui n'ont besoin que d'être clairs) ce que vous avez pu imaginer dans le sens indiqué.

Selon leur importance, les communications qui seront retenues pour être publiées vaudront à leur auteur une prime allant de 30 à 150 F ou exceptionnellement daou exceptionnellement vantage.

les sélections de radio-plans

Nº 3 INSTALLATION DES TÉLÉVISEURS par G. BLAISE Choix du téléviseur - Mesure du champ - Installation de l'antenne - Les échos - Les parasites - Caractéristiques des antennes - Atté- nuateurs - Distributeur pour antennes collectives - Tubes catho- diques et leur remplacement.	Nº 10 CHRONIQUE DE LA HAUTE FIDÉLITÉ A LA RECHERCHE DU DÉPHASEUR IDÉAL par L. CHRÉTIEN 44 pages, format 16,5 x 21,5, 55 illustrations 3,00
52 pages, format 16,5 x 21,5, 30 illustrations 3,50	N° 11 L'ABC DE L'OSCILLOGRAPHE
N° 5 LES SECRETS DE LA MODULATION DE FRÉQUENCE par L. CHRÉTIEN	par L. CHRÉTIEN Principes - Rayons cathodiques - La mesure des tensions - Particularités de la déviation - A propos des amplificateurs - Principes des amplificateurs - Tracé des diagrammes - Bases de temps avec tubes à vide - Alimentation, disposition des éléments.
La modulation en général, la modulation d'amplitude en particulier - Les principes de la modulation de fréquence et de phase - L'émission - La propagation des ondes - Le principe du récepteur - Le circuit d'entrée du récepteur - Amplification de fréquence intermé-	84 pages, format 16,5 x 21,5, 120 illustrations 6,00 Nº /2 PETITE INTRODUCTION AUX
diaire en circuit limiteur - La démodulation - L'amplification de basse fréquence. 116 pages, format 16,5 x 21,5, 143 illustrations 6,00	CALCULATEURS ÉLECTRONIQUES par F. KLINGER
N° 6 PERFECTIONNEMENTS	84 pages, format 16,5 x 21,5, 150 illustrations 7,50
ET AMÉLIORATIONS DES TÉLÉVISEURS	N° 13 LES MONTAGES DE TÉLÉVISION A TRANSISTORS par HD. NELSON
par G. BLAISE Antennes - Préamplificateurs et amplificateurs VHF - Amplificateurs MF, VF, BF - Bases de temps - Tubes cathodiques 110° et 114°. Synchronisation.	Étude générale des récepteurs réalisés. Étude des circuits constitutifs. 116 pages, format 16,5 x 21,5, 95 illustrations 7,50
84 pages, format 16,5 x 21,5, 92 illustrations 6,00	Nº 14 LES BASES DU TÉLÉVISEUR
Nº 7 APPLICATIONS SPÉCIALES DES TRANSISTORS par M. LÉONARD	Le tube cathodique et ses commandes - Champs magnétiques - Haute tension gonflée - Relaxation et T.H.T Séparation des tops - Synchronisations - Changement de fréquence - Vidéo.
Circuits haute fréquence, moyenne fréquence - Circuit à modulation de fréquence - Télévision - Basse fréquence à haute fidélité monophonique et stéréophonique - Montages électroniques.	68 pages, format 16,5 x 21,5, 140 illustrations 6,50 N° 15 LES BASES DE L'OSCILLOGRAPHIE
68 pages, format 16,5 x 21,5, 60 illustrations 4,50	par F. KLINGER
N° 8 MONTAGES DE TECHNIQUES ÉTRANGÈRES	Interprétation des traces - Défauts intérieurs et leur dépannage - Alignement TV - Alignement AM et FM - Contrôle des contacts - Signaux triangulaires, carrés, rectangulaires - Diverses fréquences 100 pages, format 16,5 x 21,5, 186 illustrations 8,00
par RL. BOREL Montages BF mono et stéréophonique - Récepteurs et éléments de récepteurs - Appareils de mesures.	Nº 16 LA TV EN COULEURS SELON LE DERNIER SYSTÈME SECAM
100 pages, format 16,5 x 21,5, 98 illustrations 6,50	par Michel LEONARD 92 pages, format 16,5 x 21,5, 57 illustrations 8,00
Nº 9 LES DIFFÉRENTES CLASSES D'AMPLIFICATION	N° 17 CE QU'IL FAUT SAVOIR DES TRANSISTORS
par L. CHRÉTIEN	par F. KLINGER
44 pages, format 16,5 x 21,5, 56 illustrations 3,00	164 pages, format 16,5 x 21,5, 267 illustrations 12,00

En vente dans toutes les librairies. Vous pouvez les commander à votre marchand de journaux habituel qui vous les procurera, ou à RADIO-PLANS, 2 à 12, rue de Bellevue, PARIS-19°, par versement au C.C.P. 31.807-57 La Source - Envoi franco.

en avant première au salon des composants

LA RÉUNION D'INFORMATION DE LA RADIOTECHNIQUE COMPELEC

Comme chaque année avant le Salon des composants, la

Comme chaque année avant le Salon des composants, la RTC a organisé une conférence de Presse qui cette fois s'est tenue dans le cadre ultra-moderne des Laboratoires d'Electronique et de Physique Appliquée de Limeil-Brévannes.

Après une brève et cordiale présentation M. Bouyer, Administrateur Directeur Général de la Société, passa la parole à M. Durand. Ce dernier après avoir rappelé l'effort de recherche et de développement de RTC, auquel il a associé le LEP, passa aux développements des principaux thèmes qui dominent actuellement la pements des principaux thèmes qui dominent actuellement la recherche et le développement en matière de composants. Il mit l'accent sur le rôle primordial que joue les matériaux dans l'industrie des composants et montra non seulement l'intérêt qu'il y a à créer de nouveaux produits, mais aussi celui d'améliorer les qualités de ceux déjà connus, et de perfectionner la technologie de leur production et de leur utilisation. A ce propos, il a souligné qu'actuellement la RTC tire pour sa production courante des monocristaux de silicium de 3 kg, en diamètre de 65 mm.

Dans cette optique le germanium, qui présente encore un grand intérêt surtout en spectrométrie nucléaire, fait toujours l'objet d'importantes recherches. Mais l'effort le plus sensible porte actuellement sur les composés III-V. Les lingots d'arseniure de gallium sont maintenant obtenus avec des sections de 6 cm². Le centre de Caen étudie les techniques d'épitaxie en phase liquide et s'attaque au problème du phosphure de gallium, phase induce et s'attaque au problème du prospiture de gamuni, le LEP a mis au point l'épitaxie en phase gazeuse et s'oriente vigoureusement sur la production d'autres monocristaux tels que l'antimoniure d'indium pour la détection infra-rouge.

M. Durand a signalé les recherches en cours sur d'autres matériaux : monocristaux optiques matériaux pour photocathode

Un autre point très important de l'exposé fut la notion de conception assistée par ordinateur. Il révéla que les principaux laboratoires de RTC sont équipés de consoles terminales permettant l'accès à de puissants ordinateurs, tels que IBM360/65 et 75, dont l'aide s'exerce pour la conception électrique et la conception technologique. La plupart des programmes sont opérationnels et la bibliothèque RTC s'enrichit chaque jour de nouveaux programmes de calcul de circuits. L'orateur émit la nouveaux programmes de calcul de circuits. L'orateur émit la

conviction que dans quelques années la totalité des ingénieurs de recherche et de développement considéreront qu'il est impos-sible de progresser sans le secours des calculateurs électroniques.

Le dernier sujet traité fut celui, non moins important, de la fiabilité. La voie dans laquelle la RTC s'est engagée depuis de nombreuses années pour résoudre ce problème peut se résumer

Fiabilité des techniques en remontant au laboratoire; Maîtrise des techniques par une organisation de la qualité;

- Fiabilité de la production par une étroite surveillance des modes opératoires. Ce mode d'action s'inspire du concept suivant : la fiabilité doit être recherchée et contrôlée à chaque stade de la fabrication et non vérifiée seulement lorsque le produit est terminé. Pour compléter M. Durand examina la contribution des laboratoires RTC dans certains domaines de pointes : espace, informatique et visualisation.

Parmi les thèmes spatiaux, celui des cellules solaires revêt une grande importance à la RTC. Les travaux récents ont conduit par une nouvelle technologie de soudure des cellules à un allégement considérable des panneaux de grande puissance.

Dans le domaine de l'informatique la RTC s'est spécialisée

dans les mémoires et plus particulièrement celles à tores. Le « gros module » est maintenant une unité de 512 K-Octets soit près de 5 millions de tores. Bien que défendant les mémoires à tores, la RTC pousse activement l'étude de celles à semi-conduc-

L'exposé de M. Durand se termina par l'évocation d'un dernier thème : celui de la photo-électricité. A cet occasion un film, fut projeté sur une méthode originale et efficace d'assemblage

des tubes photo-électriques : la méthode de transfert.

M. Bouyer reprit la parole pour exposer les mesures prises et celles envisagées pour faire face à la conjoncture économique et répondre efficacement à la concurrence qui devient de plus en plus âpre. Enfin il répondit toujours avec bonne grâce aux questions qui lui furent posées.

Il ressort de ce rapide tour d'horizon, que la RTC peut envisager avec optimisme l'avenir tant sur le plan études et réalisations que sur le plan gestion économique.

CHEZ VOUS, EN WEEK-END... LE BRICOLEUR

Magazine de l'homme moderne qui sait tout faire, vous aide à :

- Réparer un robinet qui fuit ;
- Construire une cheminée :
- Construire une table ;
- Moderniser une cuisine ;
- Monter un berceau sur votre tour ;
- Nettoyer un carburateur.

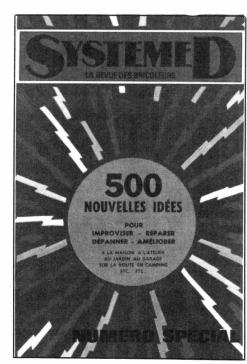
Des "trucs", des idées astucieuses. des conseils pratiques.

QUE DE TRACAS ET DE ... DÉPENSES ÉVITÉS

LE BRICOLEUR

- TRIMESTRIEL -

EN VENTE CHEZ TOUS LES MARCHANDS DE JOURNAUX



Sur 140 pages, vous trouverez

tout ce qui concerne

- LE JARDIN L'AUTO
- L'ATELIER LA MAISON
- LA PHOTO LA PÊCHE
- L'ÉLECTRICITÉ, etc...

en vente partout:

Comme on le sait, le thyristor qui constitue l'élément principal d'un contrôle électronique de puissance électrique est une diode dont la période de conduction est contrôlée par un signal antérieur. Les connexions avec le circuit de puissance sont effectuées entre l'anode et la cathode du thyristor, comme dans une diode normale, tandis que le signal de contrôle est appliqué à l'électrode de contrôle (gate ou gachette). Le dispositif peut être porté en conduction en appliquant à la gate un signal positif par rapport à la cathode quand l'anode est, elle aussi, positive par rapport à la cathode. Celui-ci cesse de conduire et est bloqué quand l'anode n'est plus positive.

COMMENT CONTROLER LA VITESSE OU L'INTENSITÉ LUMINEUSE DE PLUSIEURS LAMPES

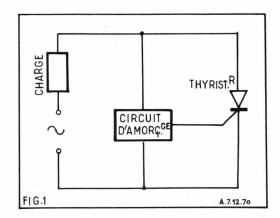
par F. HURÉ

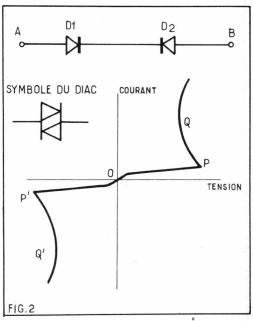
Les opérations principales d'un thyristor qui contrôle la puissance électrique fournie par une ligne alternative à une charge sont représentées à la figure 1. Le signal de déclenchement de l'électrode gate est prélevé sur la ligne même d'alimentation, de manière que les impulsions de déclenchement soient synchronisées avec le signal alternatif appliqué au circuit entre anode et cathode. Les impulsions positives sont appliquées à la gate durant les demi-périodes positives du secteur, de manière à déclencher le thyristor à chaque demi-période positive. L'instant où l'impulsion de déclenchement est appliquée à la gate peut être avancé ou retardé et ainsi aussi la conduction du thyristor; ainsi ce dernier est déclenché non seulement dans la partie positive de la sinusoïde, mais également à un moment précis dans cette demipériode positive. En conséquence, on peut de cette façon régler la puissance dans la charge.

dans la charge.

Le schéma bloc-diagramme d'un circuit conçu pour la commande de la vitesse d'un moteur ou la régulation de l'intensité lumineuse de plusieurs lampes est représenté à la figure 1. Le premier de ces deux circuits utilise un diac type BR100 tandis que le régulateur de lampes emploie un interrupteur contrôlé au silicium

BR Y39.





Le diac BR100

Le diac BR100 est un dispositif qui peut être déclenché dans les deux directions. Son fonctionnement peut être facilement expliqué si on considère que cet élément est constitué de deux diodes disposées en série, mais en opposition, comme on peut le voir à la figure 2. Si une tension positive est appliquée à la

borne A, la diode D1 pourrait conduire mais la diode D2 est polarisée de façon inverse et dans le dispositif circule seulement un faible courant. Si la tension augmente, le courant augmente aussi, mais très peu, selon la courbe OP. Le point P étant atteint, la tension est si élevée qu'elle provoque la rupture électrique (breakover) du dispositif et le diac offre une résistance négative, représentée par la courbe PQ. Dans cette région, le courant augmente rapidement, et la tension sur le dispositif tombe à une valeur plus basse. Alors le diac est conducteur.

Si on applique une tension positive à la borne B, les relations courants-tensions sont représentées par la courbe OP'Q'. Cette caractéristique est pratiquement la courbe OPQ déplacée de 180° autour du point O.

L'interrupteur contrôlé BRY39

Le BRY39 est un interrupteur contrôlé au silicium. Celui-ci consiste essentiellement en un dispositif semi-conducteur à quatre couches, qui, dans sa structure rappelle un petit thyristor. L'interrupteur contrôlé diffère de ce dernier par le fait que toutes les couches du dispositif (fig. 3) sont accessibles. Les quatre électrodes sont : l'anode, la gate de l'anode, la gate de cathode, la cathode. Comme pour le thyristor, pour comprendre le fonctionnement, on peut utiliser l'analogie avec la disposition de deux transistors complémentaires illustrée à la figure 4. L'interrupteur contrôlé peut travailler en utilisant, pour le déclenchement, aussi bien la gate de l'anode que la gate de la cathode. Si on utilise la gate de cathode, la gate de l'anode est laissée ouverte et

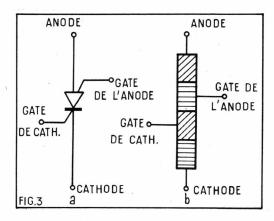
L'interrupteur contrôlé peut travailler en utilisant, pour le déclenchement, aussi bien la gate de l'anode que la gate de la cathode. Si on utilise la gate de cathode, la gate de l'anode est laissée ouverte et le fonctionnement est exactement le même que celui d'un thyristor. En absence de signal sur la gate de cathode, l'interrupteur contrôlé est bloqué. Quand l'anode est positive par rapport à la cathode et la gate de cathode rendue positive par rapport à la cathode, l'interrupteur contrôlé entre en conduction. Quand l'anode cesse d'être plus positive que la cathode, l'interrupteur contrôlé est bloqué.

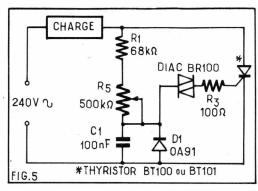
Si on utilise la gate de l'anode, la gate de cathode est laissée ouverte. En l'absence de signaux de déclenchement l'interrupteur contrôlé n'entre pas en conduction.

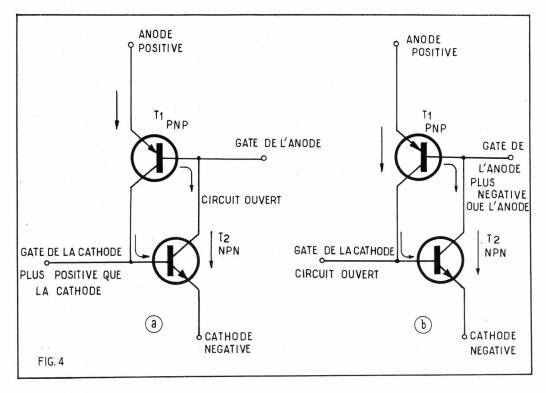
Quand l'anode est positive par rapport à la cathode et la gate de l'anode rendue plus négative que l'anode, un courant de base parcourt le transistor PNP TR1. En conséquence, circule également un courant de collecteur dans TR1 et aussi un courant de base dans le transistor NPN, TR2 et ainsi TR2 conduit. Alors, le courant circule dans le collecteur de TR2, à travers la base de TR1, maintenu en conduction. Dans ces conditions, l'interrupteur contrôlé continue à conduire jusqu'à ce que l'anode cesse d'être plus positive que la cathode.

Simple circuit pour le contrôle de la vitesse d'un moteur

Un circuit de contrôle sans réaction est représenté à la figure 5. Celui-ci est adopté pour les systèmes de contrôle de vitesse dans lesquels la vitesse du moteur n'est pas critique, ou bien est contrôlée directement par l'opérateur, comme par exemple dans les machines à coudre. Dans le circuit de la figure 5,







les impulsions de déclenchement sont obtenues du circuit de puissance, à travers le circuit série R1, R2 et C1, mais la gate du thyristor est isolée par ces impulsions du diac jusqu'à ce que celui-ci soit conducteur. La capacité C1 se charge à travers les résistances R1 et R2 pendant la demi-période positive du secteur, et quand la tension sur C1 dépasse la tension de rupture du diac (pour le BR100 cette tension est de 32 V) le diac entre en conduction. Le courant qui circule alors dans la gate du thyristor porte celui-ci à l'état de conduction.

Le moment de déclenchement est contrôlé par la résistance variable R2 qui, avec R1, contrôle la rapidité avec laquelle C1 se charge.

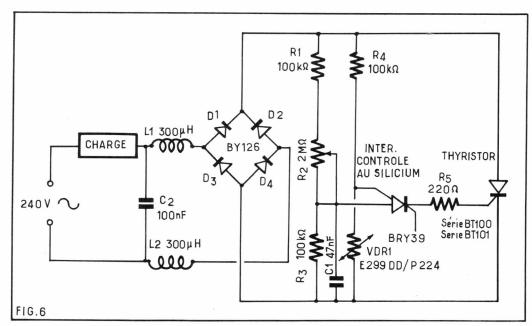
Pour de grands angles de conduction, le diac doit être déclenché immédiatement au début de chaque demi-onde positive. En conséquence, le condensateur doit être chargé très rapidement et ainsi R2 doit être réglée à sa valeur minimum. (La résistance de charge est R1; c'est pourquoi la valeur de cette résistance donne l'angle maximum de conduction du thyristor). En augmentant R2, l'angle de conduction diminue et ainsi diminue la puissance fournie à la charge.

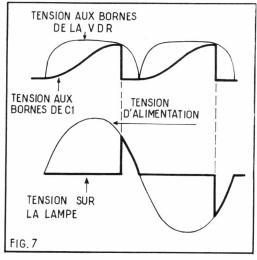
La diode DA91, D1, protège la gate du thyristor de la dissipation inverse et assure ainsi un amorçage stable, C1 se déchargeant durant la demi-onde négative. La résistance R3 limite la pointe de courant dans la gate à un niveau de sécurité.

Circuit de contrôle de lampes

Un circuit de contrôle pour lampes est indiqué à la figure 6. Pour éviter la fluctuation lumineuse à 50 Hz, il est nécessaire que le contrôle soit fait à onde pleine, ce qu'on peut obtenir avec un seul thyristor, si celui-ci est associé à un redresseur à pont à quatre diodes BY126.

seul thyristor, si cetul-ci est associe a un redresseur à pont à quatre diodes BY126. L'interrupteur contrôlé BRY39 est utilisé dans ce circuit à la place du diac de la figure 4. Dans ce dernier, avec de faibles angles de conduction, on constate une variation de luminosité. Quand la constante de temps de la ligne de charge augmente au-delà d'une certaine valeur, le diac et le thyristor tendent à se déclencher toutes les deux demi-périodes positives, au lieu de chaque demi-période. Ceci provoque une fluctuation appréciable du flux lumineux quand la résistance variable est disposée au minimum de sa valeur. Cet inconvénient est éliminé avec le circuit de la figure 6. L'interrupteur contrôlé est monté avec l'anode reliée à un diviseur de tension qui comprend R1, R2, R3 et C1, tandis que la gate de l'anode est reliée au diviseur de tension, constitué par R4 et la thermistance VDR1. La gate de cathode n'est pas utilisée. Puisque ce circuit de déclenchement est rendu conducteur, l'anode de l'interrupteur contrôlé doit être plus positive que la gate d'anode. Cela veut dire que, pour déclencher le thyristor, la capacité C1 doit être chargée à une tension plus élevée





quec elle qui est sur la résistance VDR1. La tension sur cette dernière est nulle à la fin de chaque demi-période, ce qui assure le déclenchement à chaque demi-période. La forme d'onde de la tension, aux différents points de ce circuit, est représentée à la figure 7.

représentée à la figure 7.

La résistance R4 et la résistance VDR1 sont utilisées pour produire une tension de référence qui s'annule chaque demipériode. On peut réaliser une petite économie en utilisant une résistance normale à la place de VDR1, mais, par suite de la forme sinusoïdale de la tension qui en

résulterait sur la gate d'anode de l'interrupteur contrôlé, l'amplitude de l'impulsion dans la gate du thyristor serait considérablement réduite pour de petits angles d'amorçage. Ainsi, pour être certain que tous les thyristors soient déclenchés, il n'est pas possible de donner de petits angles d'amorçage. En conséquence, pour obtenir la pleine puissance sur la charge, il est nécessaire de court-circuiter le circuit électronique avec un interrupteur mécanique. En utilisant une thermistance VDR1, on peut obtenir de petits angles d'amorçage et ainsi prati-

quement le maximum de puissance sur la charge.

La résistance R1 décide le moment de déclenchement le plus voisin possible du début de la demi-période et protège ainsi la résistance variable R2 d'un courant excessif. La résistance R3 diminue l'impédance du circuit de charge de manière à réduire à une valeur raisonnablement basse la résistance variable. La résistance R5 limite le courant, dans l'interrupteur contrôlé et dans la gate du thyristor, à une valeur de sécurité.

D'après « Mullard Outlook ».

L'ALBUM - SOUVENIR

que vous voudrez conserver

FERNANDEL

sa vie sa carrière

100 pages

4 francs



Numéro spécial de « Mon film magazine »

En vente chez tous les marchands de journaux

LE MONITEUR professionnel DE L'ÉLECTRICITÉ ET DE L'ÉLECTRONIQUE

Sélectionne chaque mois

LES ANNONCES DES MARCHÉS PUBLICS ET PRIVÉS

COMPORTANT UN LOT "ÉLECTRICITÉ"

Ces « appels d'offres » permettent aux professionnels, constructeurs, grossistes, installateurs, de se procurer d'intéressants débouchés.

ABONNEMENT ANNUEL (11 NUMEROS) 50 F
SPECIMEN GRATUIT SUR SIMPLE DEMANDE
ADMINISTRATION - REDACTION
S.O.P.P.E.P. 2 à 12, rue de Bellevue, Paris-19° - Tél. 202-58-30
PUBLICITE
S.A.P. 43, rue de Dunkerque, Paris-10° - Tél. 744-77-13

A	E					A	:	ı	ı	E	1	M	ı	0	N	I	T	MEN GRATUIT Feur (a.H. s.a.p.) Inkerque - Paris-10°
																		Profession:

NOM:	Profession:
Société :	
Adresse:	
	Tél

Fondé en 1934 et devenu international en 1958 le salon des composants est la plus ancienne exposition de ce secteur de l'industrie et également la plus importante. Cette année encore sa superficie était en nette progression par rapport aux années précédentes : 60 000 m². En ce qui concerne uniquement les matériels, le nombre des exposants atteignait 1 027 dont 558 étrangers. Cette présence étrangère massive confirme bien le caractère international de cette manifestation. Fait extrêmement réconfortant, alors qu'on sait le malaise mondial qui sevit dans cette industrie, beaucoup de firmes étrangères qui ont boudé les expositions dans leur propre pays ont tenu à être présentes à celle de la Porte de Versailles.

Comme chaque année, nous avons pu constater une remarquable floraison de produits nouveaux, une meilleure adaptation des matériels déjà existants, et les résultats de fructueuses recherches de laboratoire. Véritable lieu de rencontre des technologies de pointe, ce Salon présentait une vaste synthèse de la production mondiale des composants électronique des appareils de mesure, des équipe-ments de fabrication et des matériels. Ces quatres domaines dont le plus important est bien sûr celui des composants, formaient l'ar-

ticulation de ce salon.

On peut classer ainsi, les matériels exposés :

— Composants actifs : tubes électroniques, dispositifs à semi-conducteurs, transistors, circuits intégrés, thyristors, diodes

— Composants passifs : résistances fixes, ajustables, variables, condensateurs, bobinages, H.-P. circuits imprimés, connecteurs, commutateurs, interrupteurs, collecteurs et radiateurs d'ondes, dispositifs piezo électriques, relais, etc...

Les composants professionnels étaient évidemment les plus nombreux mais les étudiants et les amateurs pouvaient y trouver des dispositifs parfaitement adaptables à leurs études ou leurs travaux. Il est d'ailleurs surprenant de voir avec quel facilité les amateurs peuvent s'adapter aux nouveaux produits qui, au début semblent devoir leur échapper. Appareils et instruments de mesure.

- Equipements de fabrication : les machines destinées à la gravure des circuits imprimés de préparations des composants comme les résistances, condensateurs, et de soudure au bain, prennent chaque années plus d'importance.

TENDANCES 1971

Résistances et condensateurs

Dans ce domaine on assiste à un développement des potentiomètres trimmers subminiatures a enrobage plastique étanche (General instrument IRC, Plessey).

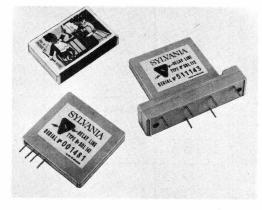
Nous n'avons rien remarqué de révolutionaire du côté condensateur ou les pavés (chips) et les cerfeuils au tantale sec, constituent l'essentiel de la production.

Bobinages

Ils étaient pour la grande majorité, à usage industriel : alimentation, circuits imprimés (Thomson CSF), micro-transformateurs (AMEC). Les bobinages radio sous forme de bloc ont pratiquement disparus et sont remplacés par des bobinages indépendants (Infra). Les modules sur circuits imprimés pour récepteur AM ou FM tendent à s'imposer de plus en plus.

Tête de lecture a ampli incorporé TR18.





Lignes à retard SYLVANIA.

SALON INTERNATIONAL DES COMPOSANTS ÉLECTRONIQUES

Tubes électroniques

Côté grand public, l'événement est la commercialisation du tube couleur de 110° qui avait fait une entrée discrète l'année dernière (Sylvania-Vidéon, RTC, Orega-Cifte).

Semi-conducteurs

C'est de loin le domaine de pointe qui conditionne l'évolution de nombreux composants. Le développement des MOS déjà sensible l'an passé, s'est confirmé cette année. Le silicium prend aussi de plus en plus d'importance, Les circuits, intégrés, logiques et linéaires se développent à un rythme accéléré. L'amélioration des procédés de fabrication les rendent très compétitifs. Les linéaires sont désormais prévus pour les applications « Grand public » : TV, Radio, Ampli BF, Automobile. (Acovax, RTC, LCC-CIFTE,Sescosem, Plessey, Intermetal, SGS).

Matériel TV

La diffusion du tube couleur a amené les constructeurs à mettre au point des sous-ensembles parfaitement adaptés : bloc de déviation, THT Sélecteur VHF-UHF à varicaps, ligne de retard. (Videon, Cicor, Sylvania).

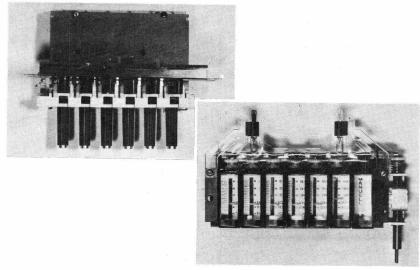
Antennes TV

Les constructeurs d'antennes étaient nombreux à ce salon, nous citerons Lecler, Wisy, Portenseigne, Diela, etc... En dehors des antennes proprement dites, ces exposants présentaient toute la gamme d'accessoires et en particulier les amplificateurs et coupleurs pour les installations collectives.

Appareils de mesure

La section appareils de mesure était très importante, ce qui normal puisque l'évolution de la technique réclame des mesures de plus en plus nombreuses et précises. Nous avons particulièrement remarqué: un stroboscope-diapason (Orhotron), un générateur wobulateur et un millivoltmètre, divers contrôleurs (Schlumberger). Une gamme très complète d'oscilloscopes était exposée au stand Mabel Radio. Centrad présentait deux appareils nouveaux fournis en Kit : Le générateur BF163K et une alimentation stabilisée 133K.

Signalons pour terminer ce trop rapide examen, que les Ets Facon, spécialistes de l'antiparasitage radio-TV, pour autos, avions, bateaux, présentaient des ensembles fonctionnels de pièces, correspondant non plus a un type de voiture mais à une fonction.



Vue latérale du sélecteur à clavier de type 301 02 (photo du haut) et clavier FM à boutons-poussoir de type 317 08.

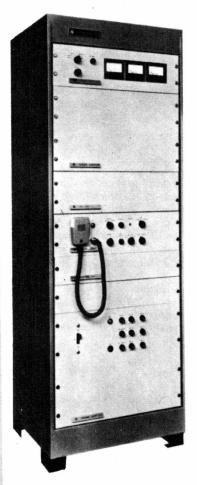


nouveautés et informations

NOUVEAU MATÉRIEL RADIOTÉLÉPHONIQUE A LONGUE PORTÉE

pour les services de défense et de lutte contre l'incendie, la police, les gardes côtes et les communications dans les champs pétrolifères.

La société britannique Pye Telecommunications Ltd., annonce deux nouveaux appareils de radiotéléphonie à bande latérale unique un émetteur de station fixe de 1 kW, type SSB 1000 T (fig. 1) et un récepteur compact de station fixe, type R131 SSB (fig. 2). Les deux appareils sont totalement compatibles, et le récepteur se monte commodément dans le coffret de l'émetteur de manière à constituer un système de liaison bidirectionnel. Par ailleurs, ces appareils peuvent être employés séparément avec d'autres types d'équipement.



L'équipement fonctionne sur un maximum de six voies dans la bande HF des fréquences comprises entre 2 MHz et 15 MHz. Sa portée est fonction du terrain et des conditions atmosphériques mais, dans de bonnes conditions, elle est pratiquement illimitée. Il est surtout destiné pour l'armée, la police et les services de sécurité côtiers dans les pays insuffisamment équipés de systèmes téléphoniques en surface. Il peut également servir pour contrôler les opérations de recherche et de sauvetage ainsi que les patrouilles de détection d'incendies en forêt, et aussi pour les communications avec les chantiers de travail isolés tels que les champs pétrolifères et les projets hydro-électriques. Il peut être utilisé par des températures ambiantes comprises entre - 20 °C et 50 °C.

L'équipement prévoit l'exploitation simplex (c'est-à-dire la communication dans une seule direction à la fois), la transmission en bande latérale unique se faisant avec la porteuse soit supprimée soit transmise selon le cas. L'émetteur peut également produire à la sortie une onde entretenue manipulée pour la radiotélégraphie.

L'émetteur SSB 1000T est intégralement à semi-conducteurs sauf pour l'étage amplificateur de puissance, et il se trouve à l'intérieur d'un coffret mesurant 142 cm de hauteur, 52 cm de large et 45 cm de profondeur, Il peut être commandé localement et à distance.

Le récepteur R131 SSB est disponible en versions à montage sur bâti ou sur pupitre, au choix et il mesure 8,9 cm de hauteur, 48,3 cm de large et 30,5 cm de profondeur. Il comprend un équipement de mesure ainsi que des circuits électroniques de « réglage silencieux » servant à supprimer le bruit de fond.

Pour tous renseignements, s'adresser à : PYE TELECOMMUNICA-TIONS LIMITED, St. Andrew's Rd, Cambridge CB4 1DP, Angleterre



Nouveautés R.T.C. BD 181 - BD 182 - BD 183

Trois nouveaux transistors de puissance au silicium destinés à l'équipement Hi-Fi dans la gamme de 20 à 40 W

Les constructeurs de matériel Hi-Fi apprécieront certainement la venue sur le marché des semiconducteurs de trois nouveaux transistors au silicium, de technologie dite « à base homogène ». Ils ont été spécialement développés pour équiper l'étage de sortie push-pull classe B des amplificateurs Hi-Fi dans la gamme de 20 à 40 W.

Dotés de caractéristiques assez exceptionnelles, dues pour une grande part au fait qu'ils sont réalisés selon le mode technologique cité ci-dessus, ils peuvent supporter sans dommage des puissances instantanées de l'ordre de 300 W. En régime établi, la puissance maximale dissipée peut atteindre 78 W pour le BD181 et 117 W pour les deux autres types.

Notons que le V_{CER}, qui caractérise chacun de ces types, est de 55 V pour le BD181, 70 V pour le BD182 et 80 V pour le BD183, tandis que le courant maximum garanti est de 15 A pour les trois modèles

On admettra facilement que toutes les qualités de puissance et de robustesse dont il est fait état cidessus ne seraient qu'illusoires si, en définitive, une bonne stabilité thermique n'était assurée. Dans ce but, un test systématique **PRT*** accompagne chaque unité sortie de fabrication.

Ce test consiste à appliquer, pendant une seconde, entre collecteur et émetteur une tension de 39 V avec un courant de 2 A pour le BD181 (78 W), et de 3 A pour les BD182 - 183 (117 W). Ce test ne doit révéler aucun « emballement thermique » du transistor. Dans le cas contraire, ce dernier est impitoyablement rejeté.

Enfin, le rôle principal d'un amplificateur Hi-Fi étant de reproduire avec un taux minimum de distorsion harmonique, et ce, dans une plage de puissance déterminée toute la gamme des audio-fréquences, nous extrairons de la liste détaillée des caractéristiques celles qui nous semblent être les plus représentatives

— **Fréquence de coupure** (en émetteur commun, affaiblissement 3 dB) : 20 kHz

3 dB): 20 kHz.

— Facteur de linéarité: 2,5 à 0,3/3 A, ou 0,3/4 A suivant les types.

— Facteur d'appariement garanti par le constructeur : 1,3.

(*) PRT : Power Rating Test.

CARACTÉRISTIQUES PRINCIPALES	S	BD181	BD182	BD183	
V	max	55	70	85	V
V _{CBO}	max	45	60	80	V
V _{CEO}	max	56	70	85	V
$V_{CER} (R_{BE} = 100 \Omega)$	max	15	15	15	Ā
I _{CM}		0,5	13	0,5	v
$V_{CEK} (I_c = 3 A; I_B = I_{B1})$	typ. max	1		1	V
$V_{CEK} (I_c = 4 A; I_B = I_{B1})$	typ. max		0,55 1		V
$h_{21E} (I_c = 3 \text{ A}; V_{CE} = 4 \text{ V})$	min max	20 70		20 70	
$h_{21E} (I_c = 4 \text{ A}; V_{CE} = 4 \text{ V})$	min max		20 70		
$f_{h21c} (I_c = 0.3 \text{ A}; V_{CE} = 4 \text{ V})$	typ. min	20 15	20 15	20 15	kHz kHz
$P_{tot} (T_{amb} \leq 25 ^{\circ}C)$	max		117	117	W
$P_{tot} (T_{amb} \leq 83 ^{\circ}C)$	max	78			W
T _i	max	200	200	200	°C
Facteur de linéarité				÷ ,	
h _{21E} (0,3 A)	typ.	2,5		2,5	
$h_{21E} (3 A)$ (V _{CE} = 4 V)	max	3,5		3,5	
$h_{21E}(0,3 A)$ (V _{CE} = 4 V)	typ.		2,5		
h _{21E} (4 A)	max		4		



CABLES COAXIAUX AVEC DIÉLECTRIQUE PTFE

Propriétés électriques exceptionnelles inaltérables aux températures extrêmes

Une nouvelle gamme de câbles coaxiaux pour transmission des hautes fréquences, utilisant comme diélectrique le PTFE (polytétrafluoréthylène) et, soit le PTFE soit le FEP (fluoréthylènepropylène), de nature très similaire, comme moyen d'isolement extérieur, ont été récemment mis sur le marché mondial par Tygadure Division of Fothergill et Harvey Ltd., Littleborough Angleterre.

Ces câbles existent en 16 dimensions différentes, conformes au cahier des charges MIL-C-17 de l'Armée américaine, et en 6 dimensions différentes, conformes à la Norme Britannique BS2316. Le conducteur central est soit en cuivre plaqué argent, soit en acier protégé par une couche de cuivre plaqué argent; une tresse de cuivre plaqué argent constitue le conducteur externe.

Les caractéristiques principales pour un câble type, de grosseur moyenne (spécifications MIL-C-17, dimensions RG1871/U) sont :

Diamètre extérieur

Poids nominal

Puissance maximum admissible (dans l'air à 40°(C)

 2,67 mm 16,45 kg/km

480 kW à 100 MHz, réduite à 190 kW à 1000 MHz

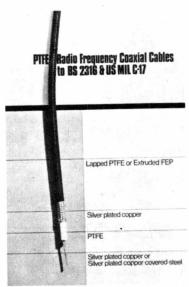
1200 V

0,33 dB/m à 100 MHz, atteignant 0,79 dB/m à 1000 MHz.

- 75 à 260 °C

Les câbles trouvent leur utilisation dans nombre de domaines divers (spécialement militaire et aérospatial) lorsque du matériel haute fréquence est appelé à travailler dans un milieu où il est soumis à des différences de températures très importantes :

Câble coaxial Tygadure, type PTFE pour fréquences radio, dénudé pour permettre d'en apercevoir la composition.



particulièrement lorsqu'il est indispensable d'obtenir une excellente stabilité de fonctionnement sur une large gamme de températures. Les câbles PTFE résistent aisément à des températures de - 75 à 260 °C, températures auxquelles les variations de propriétés diélectriques utilisées sont insignifiantes. Ils ont une constante diélectrique très basse (2,10) ainsi qu'un faible facteur de puissance (inférieur à 0,0002), combinés à une rigidité diélectrique très élevée 400 000 V/cm temporaire. Ils sont résistants aux lubrifiants, aux liquides hydrauliques, ainsi qu'aux car-burants utilisés en aviation et pour les fusées.

Les câbles FEP sont utilisés pour travailler à des températures variant de — 70 à 200 °C.

Le code standard des couleurs est le suivant : blanc pour les câbles PTFE, marron pour les câbles FEP; toutefois le fabricant peut les fournir à la demande suivant un code différent. On peut, le cas échéant, prévoir un décapage spécial, permettant un encapsulage éventuel du câble.

Distributeur: ANGST et PFISTER: 79, av. du 11-Novembre, 94-LE PERREUX (France).

LASEMAINE RADIO-TELE

paraît maintenant sur 100 pages



- *TOUS LES PROGRAMMES DÉTAILLÉS DES STATIONS DE RADIO FRANÇAISES ET EUROPÉENNES (GO, PO, OC, FM, STÉRÉO).
- *LA PARTIE « MAGAZINE » VARIÉE, ILLUSTRÉE, FAMI-LIALE.
- *TOUS LES PROGRAMMES DE **TÉLÉVISION** (ORTF ET PÉRIPHÉRIQUES).

LASEMAINE RADIO-TELE

chaque mercredi chez tous les marchands de journaux 1,20 F

"LE COURRIER DE RADIO-PLANS"

Nous répondons, par la voie du journal et dans le numéro du mois suivant, à toutes les questions nous parvenant avant le 5 de chaque mois, et dans les dix jours par lettre aux questions posées par les lecteurs et les abonnés de RADIO-PLANS, aux conditions suivantes :

1° Chaque lettre ne devra contenir qu'une question ;

2º Si la question consiste simplement en une demande d'adresse de fournisseur quelconque d'un numéro du journal ayant contenu un article déterminé ou d'un ouvrage de librairie, joindre simplement à la demande une enveloppe timbrée à votre adresse, écrite lisiblement, un bon-réponse, une bande d'abonnement, ou un coupon-réponse pour les lecteurs habitant l'étranger;

3° S'il s'agit d'une question d'ordre technique, joindre en plus un mandat de 4,00 F.

● M. R. A..., à Limoges (87).

Possède plusieurs haut-parleurs de récu-pération dont il ignore l'impédance de la bobine mobile. Comment déterminer cette dernière par des moyens accessibles à l'ama-

On peut obtenir, avec une bonne approximation, l'impédance d'une bobine mobile de HP en mesurant sa résistance ohmique à l'ohmmètre et en multipliant cette valeur par 1,5.

• M. F. G..., à Strasbourg (67).

Se plaint de ressentir une secousse électrique lorsqu'il pose la main sur son amplificateur à lampes.

Souvent sur ce genre d'appareil on prévoit des condensateurs de découplage entre la masse, c'est-à-dire le châssis et les extrémités du pri-maire du transformateur d'alimentation. Il est possible qu'un de ces composants soit en court-circuit. Vérifiez-les et au besoin changez-les.

Il est aussi possible que ce désagrément soit dû à un mauvais isolement entre le primaire et le circuit magnétique du transfo ou entre ce primaire et le blindage électrostatique relié à la masse prévu entre primaire et secondaire. Vérifiez ces isolements au besoin procédez au remplacement du transformateur placement du transformateur.

• M. J. C..., à Montmagny (95).

Se plaint de constater sur son téléviseur que les contours de droite des personnages et des objets sont reproduits plusieurs fois à une certaine distance les unes des autres.

Le phénomène que vous constatez est ce qu'on appelle des échos ou des « fantômes ». Il s'agit d'ondes qui, étant réfléchies sur des obstacles (maisons, clochers, collines, etc.) atteignent votre antenne avec un certain retard sur l'onde directe. Le remède consiste à chercher une orientation de votre antenne qui élimine ou réduit au maximum ces ondes indésirables.

● P. G..., 34-Castelnau-le-Lez.

Quels sont les types des transistors qui équipent le Klaxon italien décrit dans le nº 255.

Les transistors à utiliser sont bien des 2N1711 ou équivalent. Les diodes sont des IN1418 mais, là encore, de nombreux types peuvent être utilisés. L'unijonction est un 2N2646.

Ce montage nous a été communiqué par un lecteur et nous ne possédons aucun autre élément en dehors de ceux publiés dans l'article.

● G. B..., 69-Caluire.

Que signifie le symbole composé d'une petite circonférence avec à l'intérieur une sinusoide. Pourquoi ce symbole est-il en série avec une résistance.

Le signe ∞ signifie générateur BF. Tout générateur comporte une résistance interne, ici elle est figurée par le symbole 2,2 k Ω en série avec le

générateur. L'entrée de l'ampli est constituée par la borne raccordée au + du 25 µF et par celle reliée à la

● C. C..., 80-Saint-Léger-les-Domart.

Possède un récepteur d'origine commerciale équipé de lampes Rimlock. Ce poste marche bien en PU. En radio, il lui arrive souvent que la puissance baisse brusquement. Il suffit alors d'approcher la main du cadre ferrite pour que l'audition redevienne normale.

Le défaut de votre récepteur se situe au niveau de l'étage changeur de fréquence (UCH81) ou de l'étage MF (EBF80). Si les lampes sont bonnes, vérifiez soigneusement les éléments de ces étages condensateurs, résistances, transfo de liaison etc..) Voyez aussi les points de masse.

A. B..., 58-Cosne-sur-Loire.

Voudrait ajdoindre à l'amplificateur qu'il possède un correcteur Fletcher.

Pour munir votre ampli d'un correcteur Fletcher, il faut remplacer votre potentiomètre de volume par un de 1 M Ω avec prise à 350 K et placer entre cette prise et la masse une 68 000 Ω en série avec un 5 ou 10 nF.

● G. V..., 33-Mérignac.

Cherche à se procurer pour équiper un étage préamplificateur BF un transistor 2N3393.

Pour vous procurer un transistor 2N3393, voyez les Ets: SESCOSEM, 41, rue de l'Amiral-

Mouchez - Paris-13° ou un revendeur. En cas d'insuccès, vous pourriez vraisemblablement remplacer ce transistor par un BC108.

● G. L..., 94-Le Perreux.

Voudrait quelques renseignements sur un récepteur Soparel FC1480B.

récepteur Soparel FC1480B.

1º. L'appareil n'est pas à proprement parler un « surplus » mais une réalisation commerciale française relativement récente de la maison SOPAREL 2º D'après les renseignements que vous nous communiquez, il s'agit d'un récepteur à double conversion, la première sur 1 400 kHz, la seconde sur 80 kHz. Le premier changement de fréquence est piloté cristal. Le second oscillateur est variable aux alentours de 1 320 kHz. Le bouton marqué « glissement » commande cette variation. Les bobinages HF semblent prévus pour s'accorder entre 5 600 et 10 000 kHz. Les CV d'accord se trouvaient probablement sur une boîte de commande à distance. Le récepteur était certainement prévu pour la réception de fréquences fixes déterminées par des quartz sélectionnés sur la boîte de commande à distance. Cette boîte devait en outre comprendre un autre oscillateur de glissement (glissement distance). L'alimentation devait également être sur un appareil accessoire.

Cet appareil doit facilement permettre la réalisation d'un excellent récepteur de trafic.

● D. A..., 62-Boulogne-sur-Mer.

Voudrait connaître l'équivalence des transistors équipant l'appareil de musique électronique décrit dans numéro 273.

Nous nous faisons un plaisir de vous indiquer, ci-dessous, les équivalences que vous nous demandez:

2N4289 BCZ10

• R. A..., 84-Apt-Air.

Possède un ancien poste à lampes de la série Transcontinentale dont la valve à le fila-ment coupé. Le numéro de cette dernière étant effacé nous demande de lui confirmer le type.

Si vous êtes sûr des numéros des lampes que vous citez, la valve est une $\rm EZ3$ et peut être remplacée par une $\rm EZ$ 80.

• Y. G..., 62-Longuenesse.

Possède un téléviseur qui souffre d'un manque de stabilité horizontale. Une effluve, à la cadence de cette instabilité, se produit dans une des ECL80 tandis que le transformateur de blocking ronfle.

L'instabilité constatée est vraisemblablement en corrélation avec l'effluve qui se produit dans la ECL80. Il faudrait vérifier les éléments utilisés avec cette lampe et en particulier le transfo blocking qui peut avoir des spires en court-circuit ou présenter un défaut d'isolement entre enroulements.

Le ronflement émis par le transfo n'est pas grave. Il sera supprimé en serrant les tôles du circuit mécanique.

Y. M..., 41-Blois.

Possède un récepteur FM et un magnéto-phone. L'enregistrement d'une émission mono-phonique ne donne lieu à aucune difficulté; mais si l'émission est stéréophonique, la lecture de la bande est entachée d'un sifflement.

Il est très probable que le sifflement que vous constatez soit dû à l'interférence de la fréquence pilote de 19 kHz avec le signal ultra-sonore de

prémagnétisation du magnétophone.
Pour supprimer ce désagrément, il faut brancher sur l'entrée de l'enregistreur un filtre absorbeur accordé sur 19 000 Hz.

Si ce dispositif ne suffit pas, nous vous conseil-lons d'acheter un filtre plus perfectionné chez un

de nos revendeurs.

La différence constatée lorsque vous changez le cordon de liaison peut s'expliquer par la nature de ces fils et par la capacité qu'ils présentent.

R. S..., 30-Nîmes.

Peut-on sur un récepteur à cristal, recevoir un émetteur VHF ou UHF local et puissant.

En principe une telle réception ne paraît pas possible. L'absence de toute amplification et l'amortissement du circuit d'accord par la diode ne permettant pas d'obtenir un signal suffisant pour être détecté dans de bonnes conditions.

pour être détecté dans de bonnes conditions. Cependant, il se peut que vous captiez quelque chose si vous êtes proche de l'émetteur. Le mieux serait donc de faire des essais en VHF car une réception UHF semble encore moins pro-bable. Aucune astuce ne permet d'obtenir une amélioration de la sensibilité sans le secours d'étages amplificateurs.

A. C..., à Rélizane (Algérie).

Comment adapter au canal 7 une antenne prévue pour le canal 5.

Pour adapter votre antenne au canal 7, il vous

faudra réduire ses dimensions.

Les nouvelles dimensions seront obtenues en multipliant les anciennes par 0,95.

POUR APPRENDRE FACILEMENT L'ÉLECTRONIQUE L'INSTITUT ÉLECTRORADIO VOUS OFFRE LES MEILLEURS ÉQUIPEMENTS AUTOPROGRAMMÉS



1 ELECTRONIQUE GENERALE

Cours de base théorique et pratique avec un matériel d'étude important - Émission — Réception — Mesures.

2 TRANSISTOR AM-FM

Spécialisation sur les semiconducteurs avec de nombreuses expériences sur modules imprimés.

3 SONORISATION-HI.FI-STEREOPHONIE 5 TELEVISION

Tout ce qui concerne les audiofréquences

4 CAP ELECTRONICIEN

Préparation spéciale à l'examen d'État -Physique - Chimie - Mathématiques -Dessin - Electronique - Travaux pratiques.

Construction et dépannage des récepteurs — Étude et montage d'une chaine haute avec étude et montage d'un téléviseur grand format.

6 TELEVISION COULEUR

Cours complémentaire sur les procédés PAL — NTSC — SECAM — Émission — Réception.

7 CALCULATEURS ELECTRONIQUES

Construction et fonctionnement des ordinateurs — Circuits — Mémoires — Programmation.

8 ELECTROTECHNIQUE

Cours d'Électricité industrielle et ménagère - Moteurs - Lumière - Installations — Électroménager — Électronique.

ELECTRORADIO 26. RUE BOILEAU - PARIS XVI





	0	Veuillez GRATUI votre Man PRÉPAR de l'ÉLECT	TEMENT uel sur les ATIONS
	Nor	n	
Adresse			

R

DIM.: 73x62x35 r Modulation de fréc en 36,4 MHz. Portée : 50 mètres, Emetteur/Récepteur. Complet, en pièces détachées avec RADIO-TELEPHONE MULTIFREQUENCES TELICO KT 6 (588 PP) pour

schémas

en pièces détachées

poste mobile et fixe. 17 transist., 5 diodes. Puissance 5 watts. 6 canaux équipés et réglés (27,320/330/340/380/ 390/400 MHz)

L'unité 1.015,00

PONY CB 71 BST (717 PP). Professionnel.

17 transist., 8 diodes. Puissance 5 watts. 6 canaux équipés et réglés de 27,320 à 27,40 MHz

et 6 canaux en réserve. L'unité 1.180,00 UNITE D'APPEL SELECTIF pour CB71 BST 400.00

« Geloso » Avec récepteur en Modulation de Fréquence. L'ensemble 1.540,00

Catalogue GELOSO » gratuit Nouveaux Amplis « BOUYER »

Impedance constante d'en trée : 1 MΩ.

Atténuateur progrès : 1 à 10 AMPLIFICATEUR HORIZON
TAL par double BALAYA
GE : de 8 Hz à 25 kHz à « BOUYEN "
AS20. 20 W.
Prix ... 534,00
AS30. 30 W.
Prix ... 897,00
AS60. 60 W.
Prix ... 1 301,000
en « KIT » 648 145,00 Prix

SCHNEIDER DIGITEST 500 »



Multimètre Numérique 17 calibres. Aliment. Secteur 110/220 V. PRIX

TE 22 D **Générateur** de 20 à 200 KHz Signaux sinusoidaux 398,00

CIRCUITS INTEGRES KIT * R.C.A. KD 2117

Se compose de 5 circuits intégrés de 5 circuits intégrés linéaires et permet le montage de 12 appareils (Ampli de puissance - Oscilla-teurs - Mélangeurs -Flip/Flop - etc., etc. Le « KIT » 48,00 de 5 circuits.

PERCEUSE Miniature 11/102

REGULATEUR AUTOMATIQUE * DYNATRA * SL 200



Modèle universel 200 W - 100/220 V

1) Gradué en dB 2) Gradué de 0 10

150 μA 1 100 Ω 2 Modèle

Vu-mètre central - 1 000 Ω. 75 μA - Dim. : 34,7x22 mm . . 17.00

« NOVOTEST »

TS140. 20 KΩ/V

TS160. 40 KΩ/V.

C.D.A.

FILE

CDA 10. Multimètre électronique. Impédance d'entrée 10 HΩ. Capacimètre. Décibelmètre 29 calibres ... 362,00

VU-METRES
OFC 35

560 Ω 200 μV

Gradué 0 à 10 26,00 Avec 0 central 26,00

195,00

PRIX

PRIX.

E10B. Vu-mètre gradue de 0 à 10. 800 Ω 260 μA. Dim. : 34,7×22 mm . . 17,00 17,00

RELAIS MINIATURE Pour Télécommande

| Modèle universel 200 W - 100/220 V | Régulation ±1 % | Modèle 1 RT. | 15,00 | Signal Tracer-12,00 | Modèle 2 RT. | 18,00 | Incorporé ... |

melcix



MX202. 40 000 Ω/V 300,12 462. 20 000 Ω/V... 218,94 MX209. 20 000 Ω/V 204,90 MX211. 20 000 Ω/V 425,58 453. Contrôl. Electr. VX203. Millivoltmètre 660.30

électronique GX953, Mire Secam. GX953. Mire Secam.
Noir/Blanc Couleur 5 190,00
WX601B. Wobulateur 3 025,80
223B. Oscilloscope a
tube de 10 cm . 2 226,00
Tous les appareils
METRIX >

aux Prix d'usine ENRA



819. 20 000 Ω/V. avec zone rouge 46,00 743. Millivoltmètre électron. 43. Millivoltmetre electronadaptable au contrôleur 222,60 46,00 819.

Tous les appareils « CENTRAD » aux Prix d'usine

« CHINAGLIA » SIGNAL TRACER forme stylo

CONTROLEURS

CORTINA USI. 20 000 \Q/V.

DECOUPER

BON

IL N'EST PAS POSSIBLE DE DECRIBE dans nos pages de Publicité LES 20 000 ARTICLES EN STOCK !... DEMANDEZ SANS TARDER NOS CATALOGUES



NOUVEAU CATALOGUE PIECES DETACHEES (JANVIER 1971). 8.00 ADRESSE Rce HP. 1304

- COMMANDE A DISTANCE par ULTRA-SON -



ERT 27

Emetteur/Récepteur

élécommande. réquence : 27,12 metteur miniaturisé.

Récepteur mini-module

avec relais sensible. L'ensemble complet,



455.00

MHz

Permet la mise en marche ou l'arrêt d'un Téléviseur ou tout autre appareil à distance (jusqu'à 15 mètres). Emetteur boîte de commande ...

5 Hz à 1 MHz

1 MHz (- 3 dB) Sensi-bilité: 0,1 Volt crête à

crête

8

.

0

...

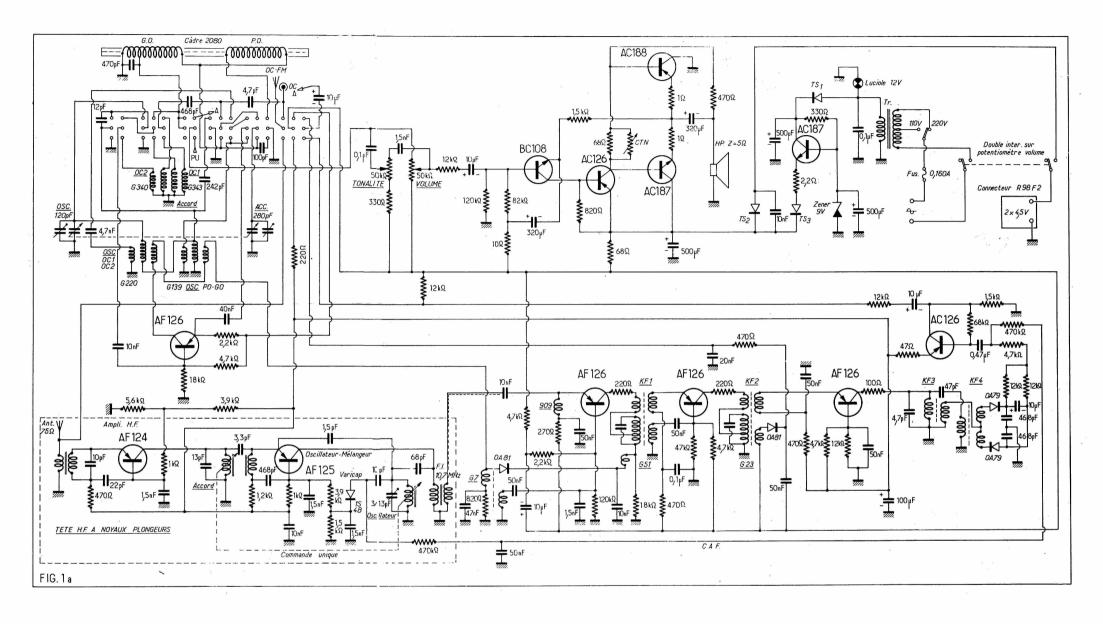
Impédance constante d'en

* RADIO

(Attention! Pas d'envoi de Catalogues contre remboursement.)

et 3, rue de REUILLY, PARIS (XII°) Métro : Faidherbe-Chaligny.

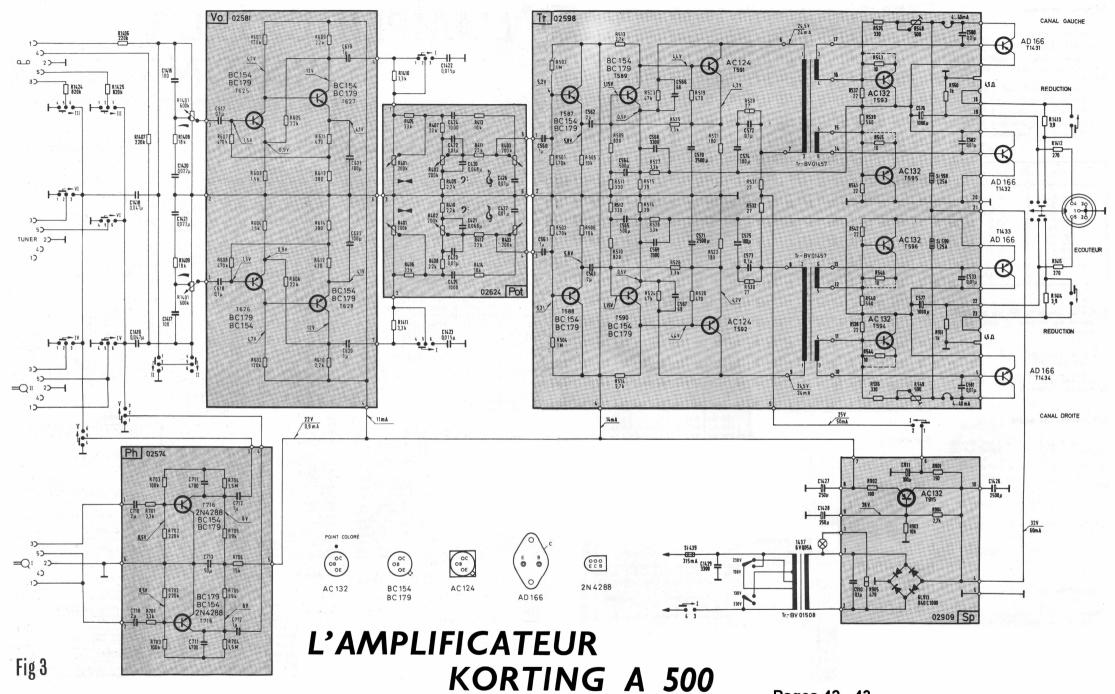
C.C.Postal 6129-57 - Paris





COMBINÉ RADIO-PHONO

CONSUL



Pages 42 - 43