

THE

FANCY CRAZY ZIPPY



25 Sep '94

箱根大展望山. Hentenna の実験.

CONTENTS

- 原点 あなたの技術
- マイクロパワーメータの開発(9)
- QRPP 測定用テストアンプ(2)
- 寺子屋シリーズ パックナンバー(2)
- 読者通信、雑記帖

228.c
OCT · 1994

1μWの測定を目指す マイクロ パワーメータ の開発 (9)

この文は、143, 144, 161, 162, 163, 194, 203, 223, 224, (225)号からの続きです。

『……(このカッコには深い意味があるのです)

ダミーロード

パワーメータの一番大切な部分はダミーロードです。ダミーロードといえば「 50Ω の抵抗が一つ」と簡単に考えやすいものです。

この「 50Ω の抵抗」という言葉には「純粹な抵抗」である事が要求されているのですが、周波数の変化に伴つてリアクタンス分（L成分、C成分）が複雑に変化して測定値に悪影響をもたらすのです。

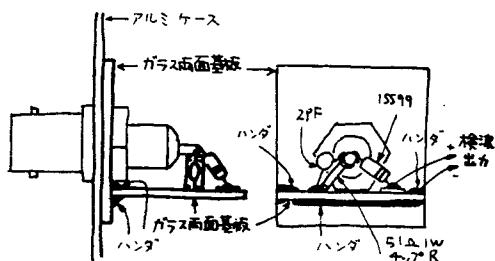
このマイクロパワーメータの場合、測定範囲を1MHz～

1GHzというワイドバンドを要求していましたからこの問題のクリアが最大目標となっていました。

コネクタとダミーロードの接合点におけるインピーダンスの乱れを防止する対策として「同軸ケーブルの切断点に2pF程度のコンデンサをアースとの間に入れると良い」という事については本誌225号 3pで述べていますが、今回その技術をマイクロパワーメータにも適用して見ました。

その結果、見事な直線性を1MHz～1GHzの周波数において+15～-35dBmの間で得ることが出来ました。

第1図がその構造です。



〈第1図〉 ダミーロードの構造

回路の変更

回路に変更があります。最終的な回路図を第2図に示します。

あなたの技術

5年がかりで「マイクロパワーメータ」を作っているのだがまだ完成しない。「これで完成」と思った次の日にガッカリしたことが何回もある。しかしまあさりとていい。初めのうち、私の技術では、-35dBmの測定はあるが、一番上のレンジの+15dBmだってフルスケールで測定するのはあやしかったのに、今では-25dBmあたりまでは自信が持てて来た。この一連の過程に於いて、ダイオードの種類による変化、オペアンプの回路の組み方等、参考文献を読まなければならぬときはある。

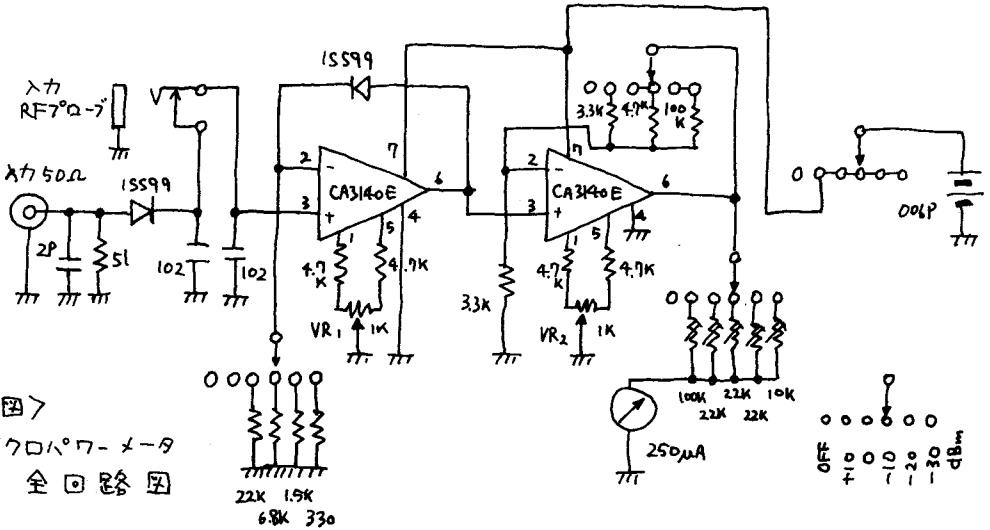
も、と文献の中には、高周波レベルの測定にフ



いて、計算値をそのまま現実の値として書いていいというものもあるので、その都度たしかめが必要もある。参考書に直接載っていないものを作るとということはそれなりに大変なこと

ではあるが、色々と実験をしていくうちに本筋的に理解できるようになってくる。

だからみなさんも、何か作ってみたいものがあるたら、多少わからぬことがあるても徹底的に作ってみることをおすすめする。初めのうち、良く判らない回路であっても、作っているうちに判ってくるだろうと思う。それが「あなたの技術」なのです。人に聞いても、本を読んでも得られないものです。



〈第2図〉

マイクロパワーメータ
全回路図

(1) 電源回路 OPアンプのゼロ点調整を厳格にするためにシリコンダイオードによってマイナス0.5Vの電源を設けました。

(2) 入力回路 RFプローブの接続端子を設けました。

(3) イコライザ IC-1のフィードバックのアース側を固定抵抗に変えました。

(4) オフセット調整 二つのICのオフセット調整回路を調整しやすいように4.7kΩの抵抗を二つ入れ、VRの変化量を小さくしました。

メータの目盛

本誌224号50第1表でメータの目盛の数値を発表しましたが、(較正回路は同第6図)その後の実験の結果、多少の誤差がある事がわかりましたので第1表のように訂正してください。

〈第1表〉 メータ 目盛 (新)

目盛	電圧(V)	0	5.50
+ 5	10.00	- 1	4.80
+ 4	8.93	- 2	4.20
+ 3	8.04	- 3	3.63
+ 2	7.06	- 4	3.21
+ 1	6.25	- 5	2.76

直流較正法

正確な較正はやはりSSGで行うのが本当です。しかし、1GHzまでのSSGともなるとかなり高価なものでし、アマチュアの誰もが手に入れるということは難し

い話です。

次の方法はATTを使用する方法です。100mW位の信号なら何とかその絶対値を測定することが出来るかも知れません。そして、その信号をATTで弱くしていけば目的とする信号が得られるのではないかでしょうか?

ただ、正確な100mWと正確なATTが手に入るかどうかという問題があります。

アマチュアが自作するとなれば、寺子屋シリーズ205、206のように直流で較正できたら良いですね。

そこでまずSSGでパワーメータを較正してからSSGをはずし、代わりにパワーメータが同じ表示をする直流電圧を加えてみます。その結果は第2-a表のとおりです。

これを本誌の203号 p3の第1表と比べて見ました。この表はダミーロードに所定の電力を加えたときの検波出力を示しています。その一部を第2-b表に示します。

その結果、この二つの表の値がほぼ同じであることが

〈第2表〉 RF較正値と同じ値を示す電圧
(a) 及びRF較正時の検波出力(b)

	(a)	(b)
+ 15 dBm	1,558 mV	1,544 mV
+ 5 dBm	457.60	445.4
- 5 dBm	111.96	107.5
- 15 dBm	19.56	18.96
- 25 dBm	2.17	2.17
- 35 dBm	0.31	0.29

わかりました。と、いうことは入力端子に検波出力に相当する電圧を加えてやれば良いということになります。

さて、この電圧で較正を行うということになるのですが、このマイクロパワーメータの較正は、例えば-35dB、-25dB、-35dB、-25dB、-35dB……という具合にメータの上端と下端を交互に較正していくといふのです。

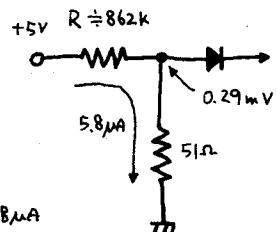
その度にボリューム等を使ってその電圧を作るとしたら、これは大変な作業になってしまいます。

そこで考え付いたのが「固定電圧発生器」です。

しかし、ダミーロードの 50Ω に固定した値の電圧を供給しようとすると、その電源の出力抵抗は相当低いものでなくてはいけないことになります。と、いう事はオペアンプか何かを使う回路になりそうです。

毎度の事ながらもう少し簡単な回路はないものでしょうか？

第3図をごらんください。



第3図
ダミーロードに 5.8mA の電流を流す。

今、-35dBmのとき、 50Ω の両端電圧が0.29mVですからこの時 50Ω の抵抗に流れる電流は……

$$0.00029/50=0.0000058(A)=5.8(\mu A)$$

となります。

この場合、Rにも同じ電流が流れますから、この回路に $5.8\mu A$ の電流を流したとすると

$$R+50(\Omega)=5(V)/0.0000058=862068.9655(\Omega)$$

$$R=862068.9655-50=862(k\Omega)$$

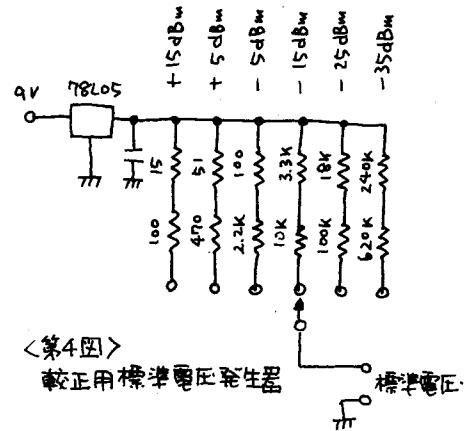
となります。

つまり、5Vの電源に $862k\Omega$ の抵抗をつなぎ、入力端子につなげば-35dBmの表示をすることになるのです。

実際に $862k\Omega$ という固定抵抗の入手は難しいですから $470k\Omega$ と $390k\Omega$ の抵抗をシリーズにつなぎ $860k\Omega$ とします。差額の $2.069k\Omega$ は切り捨てます。（その誤差は計算上 $0.017dB$ です。）

この様に各dBmに相当するRの値を計算して見ると第4図のような回路を組めば、各電力に相当する直流電圧がスイッチ一つで取り出せる事になります。

テストの結果はOKでした。



第4図

較正用標準電圧発生器

これでマイクロパワーメータの較正が確実になりました。

メータのローエンドの固定法

従来の回路ではメータのハイエンドとローエンドの調整を二つのVRでやってきました。その操作は非常に複雑で初心者の方には手を上げたくなるようなものでした。

ところで-25dBm～-35dBmのフィードバック抵抗は 330Ω でした。どういう訳かこの抵抗だけは固定抵抗を使っています。この抵抗が固定で良いのならば他のレンジの抵抗も固定であっても良さそうに思えてきました。

そこでフィードバック抵抗をVRとして実際に較正を行い、その値をテスタで計ってみました。その結果を第4表に示します。そして、VRをこの表の値の固定抵抗に交換して見ましたところ、メータのハイエンドのみの較正で済む事がわかりました。

第4表 各レンジのフィードバック抵抗値

dBm	抵抗値	dBm	抵抗値
0	$22k$	-20	$1.5k$
-10	$6.8k$	-30	330Ω

較正の本番

いよいよ較正の本番です。第2図を参照してください。

- (1) 感度SWを-30dBmとします。
- (2) 回路図a点を電圧計、できればデジタル電圧計で計りながらVR-1を回してゼロボルトを示すようにします。
- (3) b点の出力がゼロボルトになるようにVR-2を調整します。
- (4) 較正用電圧発生器（以下「標準電圧」という）から-25dBmを入力に加えます。VR-3-5を回してフルスケ

ールを合わせます。

(5) -35dBmの標準電圧を加え、メータのローエンドが-35dBmを示すようにVR-2を調整します。

(6) ④と⑤の操作を繰り返し行いVR-2とVR-3-5をセットします。

(7) レンジ切り替えを-20dBmとして、標準電圧-15dBmを入力してVR-3-4でフルスケールにセットします。

確認のため標準電圧を-25dBmとして、針がローエンドを示す事を確認します。その時目盛りのローエンドを示していることが大切です。

(8) レンジ切り替えを-10dBmとして、標準電圧-5dBmを入力してVR-3-3でフルスケールにセットします。

-15dBmでローエンドを確認します。

(9) レンジ切り替えを0dBmとして、標準電圧+5dBmを入力してVR-3-2でフルスケールにセットします。

+5dBmでローエンドを確認します。

(10) レンジ切り替えを+10dBmとして、標準電圧+15dBmを入力してVR-3-1でフルスケールにセットします。

+15dBmでローエンドを確認します。

(11) ④～⑩の操作を繰り返しセットする。

(12) 以上で較正は終了です。

RFミリポルトメータ

次号ではいよいよ、このマイクロパワーメータにRFブローブを取り付けてRFミリポルトメータを完成させます。キット化もぜひご期待ください。』

というつもりだったのですが

この文の一番始めと、このすぐ上の行の最後にある『』の中の文章は「とうとうやった！」という満足感から書いたものでした。

しかし、較正をしたときは良かつたのですが、次の日になるとどういう訳か表示がガタガタになってしまっていたのです。

さて、その原因は何か？完結したはずの本稿ですが、本当に不本意ながら、またこの続きを必要になってしまった。出来ることなら次の号あたりで完結とさせてもらいたいものです。が……

—つづく—

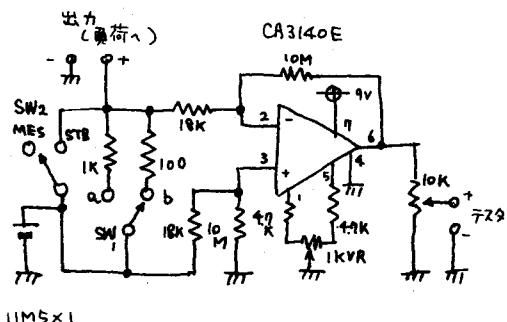
1 μ Aをフルスケール QRPP測定用 テストアンプ の実験(2)

何がおかしいのか？

前号の回路図のテストアンプ（第1図）を作つて、例えは $1M\Omega$ の抵抗に $1.5V$ の電圧をかけ $1.5\mu A$ の電流を流したとします。このときこれを $1.5\mu A$ と表示するように較正します。もちろん抵抗をはずせばメータはゼロを示します。と、ここまで順調です。順調なるが故に私は「これで較正は終了した」と考えていました。

ところがあるとき、負荷抵抗に $10M\Omega$ をつないでみました。当然の事ながら $0.15\mu A$ の表示をすると思ったのですが、メータの針はピクツともしません。

これではじめて「？？」に気が付いたのです。



〈第1図〉 前号で発表した微小電流測定アンプ

犯人はデバイダ

100%完全だと思っていたものに欠陥を見付けたときといふものは、しばらくの間思考が停止してしまいます。何が何だかわけが分からなくなってしまうのです。

次に気が付いた事は、負荷のコンデンサのチャージに対応するために入れたSW2をON-OFFすることによって出力の電圧が若干ですが変化するということです。

電流は流していないのですから、この部分の電圧は変化がなくて当たり前のはずなのに変化があるのです。

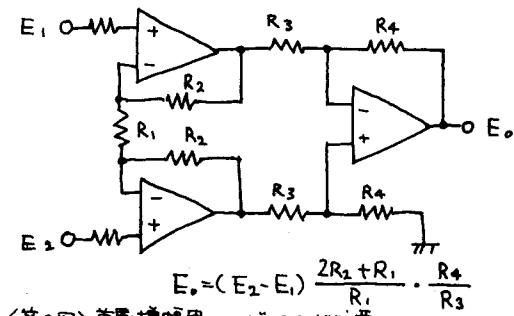
この発見でようやく気がつきました。

原因はデバイダ($18k, 10M\Omega$)を流れる電流だったのです。

対応策は？

入力側に入っている $18k\Omega$ の抵抗の値をもっとずうつと大きな値のものに交換すれば良さそうですが、それともない、反対側の抵抗（現 $10M\Omega$ ）も同じ割合で大きくしていかなければなりません。ということは $18k\Omega$ を $180k\Omega$ とすると、 $10M\Omega$ は $100M\Omega$ としなければならないということです。もともとギリギリー杯の値を設定していたのですから当たり前といえば当たり前ですが、やっぱりこの抵抗の値は $18k\Omega$ あたりが限界のようです。いろいろ調べていくうちにドジな話ですが、前号の引用文献である「トランジスタ技術 Special no. 17. OP アンプによる回路設計入門」の「差動増幅回路の動作」という欄のうしろのはうに「差動増幅回路の入力インピーダンス」という項があったのです。

そして、「高精度の差動増幅器を作る場合には、入力バッファ回路を入れること」と、ていねいに赤い字で記されていたのです。そしてその横には回路図と増幅率の計算式まで示されていたのです。（第2図）



〈第2図〉 差動増幅器にはバッファが必要

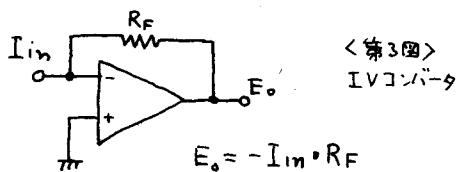
あとは抵抗の値を電卓で叩き出せば、どうやら問題は解決しそうなことがわかりました。

でもねー。OPアンプを3つも使うなんて私の性格からすると何かすつきりしません。

I/Vコンバータ

「モヤモヤモヤ」と考えているうちに、ふと「I/Vコンバータ」なる回路がある事を思い出しました。

ありました、ありました。本誌163号のマイクロパワーメータの記事の中にI/Vコンバータの基本回路を見付けました。（第3図）



〈第3図〉 I/Vコンバータ

この回路は負荷に流れる電流（測定しようとする電流）に等しい電流をフィードバック回路の抵抗に流すという非常にトリッキーな回路で、測定回路の一部に抵抗を入れる必要がないのです。つまり、今まで「 100Ω だ」「 $1k\Omega$ だ」といっていた抵抗が不要となり、それに伴う電圧の降下がなくなる、ということなのです。これはスゴイ事です。

もしこのアンプ回路でテスタアンプが出来るのなら、回路に抵抗を入れることもなく、しかもIC一つで済みますから、こんなに素晴らしいことはありません。

ところがこの回路は一見簡単そうに見えるのですが、実際に実用回路として作り上げるにはちょっと難しそうにも見えたのでした。と、いいまでは

- ①電源がプラスマイナス電源であること。
- ②電流の流入により出力はマイナスに振れること。
- ③実際に電流を流すとき、どのように結線したら良いか良くわからないこと。等です。

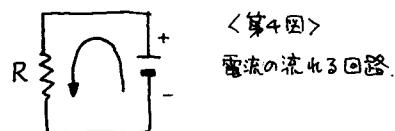
しかし、163号ではすでにこの回路の料理を始めて居たのでした。その結果、

- ①入力をマイナスにすれば出力はプラスに振れる
 - ②①の作業での電源は、単電源で良い。
- ということまでわかつていたのです。

あと問題点として残るのは結線のしかただけです。

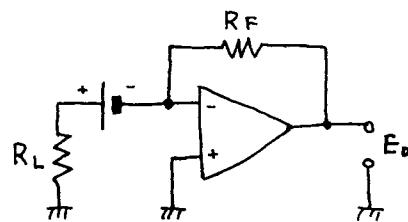
どう回路を組むか？

第4図は乾電池1個と負荷抵抗1個という非常に簡単な回路です。

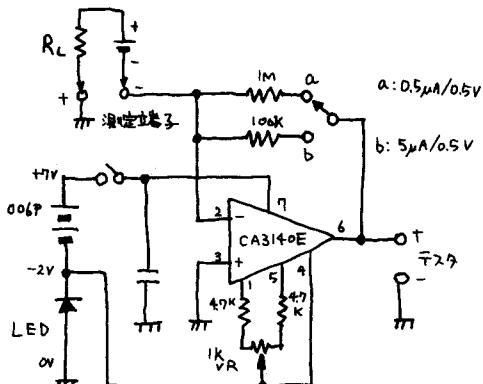


〈第4図〉
電流の流れる回路

I/Vコンバータにマイナスの電流を加えるということは第5図の様にすれば良いのではないかでしょうか？そうと決まればやってみるしかありません。



〈第5図〉 第3図と第4図の結合



〈第6図〉 微小電流測定アンプ(完)

第6図がその回路です。完全な単電源というのは本当のところ余り感心しませんから、「気は心」程度ですが、LEDを使って約-2Vのマイナス電源を用意しました。

R Fを1MΩとすると

$$E_0 = -1 \text{ mA} \times 1000000$$

となりますからE₀を1Vとすると

$$-1 \text{ mA} = 1/1000000 = -1 \mu\text{A}$$

ということになります。

つまり1μAの電流を流すと1Vの出力が得られるのです。

実際にこの回路を組んでみました。電源を1.5V。負荷として10MΩをつないでみると出力は1.5V。10MΩをつないでみると出力は0.15Vきっかり出てくれました。

この場合、1MΩは1.5μA、10MΩでは0.15μAの電流が流れしたことになります。

これは大成功といつて良いでしょう。この分なら、フィードバック抵抗を10MΩにしてテスタのレンジを0.5Vとすることによってフルスケール0.05μAのテスタアンプも夢ではありません。

ただし、0.05μAなどという微小電流を扱うにはまた別の面での注意が必要となってくることもわかりました。

それは「絶縁」ということです。

ビニル線に触っただけでもメータが振れてしまうのです。究極のORPというのは、こういう事も考えに入れなければならないのでしょうか?

テスタアンプとしての最終回路

テスタレンジを0.5V、2.5VフルスケールとしてRFの値を100kΩ、1MΩと切り替えることによって、フルスケールで0.5μA～25μAの測定が可能であることがわかりました。

最終的な回路は第7図の通りです。

測定する電池の接続が間違いやさないので十分に気をつけてください。

製作にあたっては、測定する電流が非常に小さい事を考慮に入れて絶縁には十分注意してください。

配線にはテフロン線を用いて、ハンダ付けが終わったらフラックスをアルコール等できれいに除去してください。

較正は不要です。これもすごい特長です。

大裕工業(株) ヘンテナU (430MHz 多エレメントヘンテナ) 発売記念セール

前号のFCZ誌別刷広告でもうみなさま御存知のことあり、この度、大裕工業(株)より発売されました430MHz多エレメントヘンテナ「ヘンテナU」の発売を記念して、読者の皆様に、特別販売セールを行います。価格は定価の10%引きに加えて、~~運送サービス~~とします。(右上表参照) 送料は地域により異ります。右下図をごらん下さい。

特別販売価格と送料を合算して、「住所、氏名、電話番号、機種名、数量」を明記して、(有)FCZ研究所にご送金下さい。商品は大裕工業(株)より直接お送りします。

記念価格

規格	定価+消費税	特販価格	摘要
UU03	7800+234	7,020	3エレ・シングル
UU05	12000+360	10,800	5エレ・シングル
UU0502	25000+750	22,500	5エレ 2段
UU1202	38,800+1164	34,920	12エレ 2段
UU2302	78,000+2340	70,200	23エレ 2段

送料

機種	ヨーロッパ	1,2	3,7,9,φ	4,5	6,8
UU03, 05, 0502	650	900	900	1050	
UU1202	1,100	1700	1950	2,200	

奄美、沖縄、佐渡、伊豆諸島につきはご連絡下さい

再収録

寺子屋シリーズ バックナンバー (2)

前号からつづく

発振しているかどうか? QRPの送信機の調整はこれで良いか? 高周波の電圧がどの位あるか?

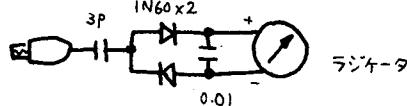
こんな時RFプローブが一本あると非常に便利です。使い方は、このRFプローブをテスタにつなぎ、レンジをDC電圧計とします。高周波電圧の存在する場所にRFプローブの針の先端を触れば、その電圧によってテスタの針が振れます。高周波電圧のマイナス側はつなげなくともメータはちゃんと振れるのです。

しかし、高周波の場合、正確な電圧を計るのはなかなか大変な事です。このRFプローブの場合でもテスタの針が1.5Vを示したからその場所の高周波電圧が1.5Vであるということではありません。あくまでも、高周波電圧の目安になる値であると考えてください。

テスタのチップの太さが「細」(2mm)と「太」(4mm)とがあります。ご注文のときご指定ください。

007 | 初 SWRチェック

#006 RFプローブのバリエーションです。RFプローブに直接ラジケータを取り付けました。



送信機に取り付ける同軸ケーブルのアース側には本来高周波電圧は発生しません。

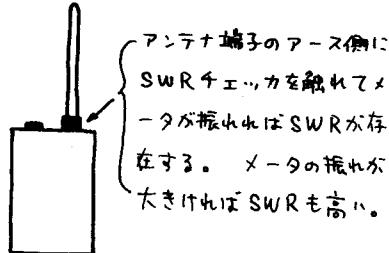
そのアース側に、もし、高周波電圧が発生したとしたら? それはラインにSWRが発生したことなのです。

したがってアンテナラインのアース側の高周波電圧をチェックすることによってSWRの大小をチェックすることができるのです。

ただし、SWRが幾つかということは数字の上では分か

りません。ただSWRが大きいか小さいかしか分からないのですが、一度ちゃんとしたSWR計で計つておけば、同じ条件の場合、大体の見当は付くものです。

このSWRチェックが本物のSWR計より優れて居る場合もあります。それはハイップアンテナのSWRを計りたいときです。ハイップアンテナの場合SWR計を入れる場所がありませんが、このSWRチェックならハイップアンテナのそばのアース(ケース)に触れるだけで、SWRの大小がわかつかるのです。



そのほか「形が小さい」「安価である」といった特長もありますから、移動運用のお共に便利なツールです。

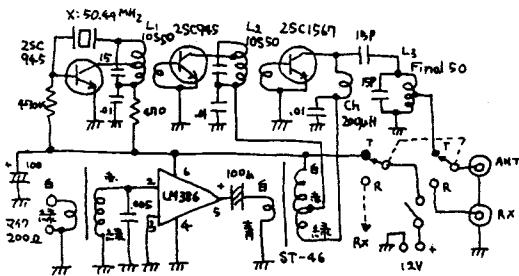
008 | 中 50MHz AM, 300mW 送信機

いよいよお待ちかね、50MHz AMの送信機の登場です。初めて発表した頃は、まだFCZコイルを発売する前でしたので、使用するコイルはTOKOのモノバンドコイルを使用していましたが、途中からFCZコイルを使った設計に変更しました。

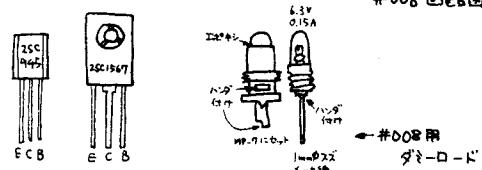
使用する部品を少なくして、再現性に重点を置いて設計してあります。出力は約300mWです。

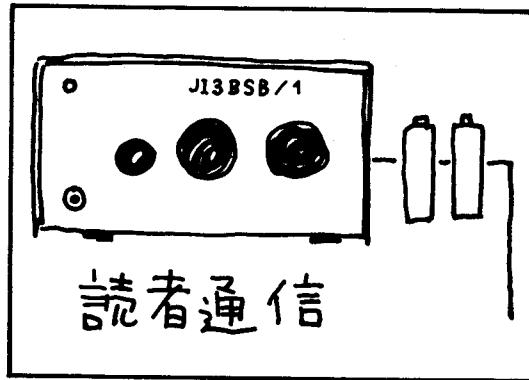
下の回路図は改良後のものです。

-つづく-



#008 回路図





◆HL1CO 李 正馥さん

「JR6IKJ 吉田さんの考察について。」
本誌224号の拙文の精読に感謝します。

吉田さんはバッテリー界のエキスパートとお見受けします。老練な専門人の前なので畏まりたい。吉田さんは情報、知識、技術、経験の持ち主に見えるので尚更平頭します。

ところで、拙文は専門人の書いた学術論文や教科書では無く、一般的な常識が通じる初步的な体験記として読んでもらいたかったのです。私のバッテリー歴はまだ浅いですが、最大の愛用者であり、実用者であると自負して居ます。「骨までシャブル」というのが趣味です。

そんな観点から吉田さんの考察を読むと拙文との間に若干すれちがい部分が感じられます。

①NiCd蓄電池の長期保存は充電状態が良いのか？

「どなたか冷蔵庫での三年間保存と、常温で補充電をしながらの三年間保存を実際に比較してみませんか」という文がありました、「馬鹿ツ、これ見ろツ」とばかりご自身でお手製のデータを見せて欲しかったですね。NiCdは冷蔵庫に入れて、比べゴッコのために買い込むこともないでしょうから。

また、文中、沢山のメーカー名と主張を見受けますが、何のための親切でしょうか。情報の所有を発表するのなら、「何メーカーの何品種のNiCdが摂氏零度まで耐える」といったご指摘を欲しいものです。

②デントライト？について

私が言いたかった事は、「急速、大電流、強制充電専用のNiCdであっても、低速（ゆっくり）、小電流（0.1C mA以下）で、発熱させないように強制空冷もするなどして、静かに充電する。フローティング運用をしない。高温、低温の環境にさらさない。」という、私の充電教理だったのです。

しかし、「NiCdにデントライト構造の結晶物質が発

生することがあるのでしょうか？」という文を読んで私はびっくりしました。本当にNiCdにデントライトは発生しないのでしょうか？

③急速充電の方法について

急速充電の可能な電池の生まれたいきさつについては分ります。そしてそれらの電池が当然の事ながら急速充電に耐えることも知っています。しかし、それらの電池を低電流充電しても悪い事は無いでしょう？

「低電流充電も良いので否定しません」といえばカシコイ人になられる。そして私の充電教理に対しても同意されたのと同じことになると思うのです。

④また別の急速充電の方法について

メーカが異なるだけで端子電圧の変化の差が同じでないというのはホントですか？これは貴重な発表です。もしデータとしてお持ちでしたら是非公開してほしいものです。また、メーカが同じであればこの問題はクリアするのでしょうか？

⑤過放電とメモリー効果について

ここで吉田さんはメモリー効果について「……しかし、そう簡単に出現する現象ではありません」といわれています。これホントですか？私の実用環境ではいとも簡単に発生したり、また割合簡単な措置だけで回復しました。吉田さんに、私が何故「過放電防止回路」なるものを提案したかを想像願いたいものです。これは使い方如何によってメモリー効果を退治する用具としても使えるのです。

JR2PDC/1 加藤さんの補足について

225号の読者通信欄での補足説明は誠にありがとうございました。逆充電については知らなかつたわけではなく、「とくに書かなくても皆知っているであろう」と考えたからでした。重要な事だといわれて考えてみれば確かにそうでした。反省して居ます。ご迷惑をお掛けして申し訳ありませんでした。

224号の「過放電防止回路」の提案目的は加藤さんのご指摘の逆充電からバッテリーを救助する役割に極部分的ながらもご使用頂けるものと思います。

終行迄のご精読に深々大謝します。ありがとうございます。

註：毎週木、金、土、日曜日午前10時以降14.127MHz付近のSSBで交信できます。

◆JG6DFK/1 児玉智史さん 山本さん、わざわざお返事ありがとうございました。あれから山本さんがいろいろ苦労されたという話は大久保さんより伺いま

した。かえって悩みの種を増やしてしまったようで恐縮して居ます。

さて、ご質問の件ですが、私がコア入りコイルを嫌う理由は二つあります。一つは「コア材の温度特性の問題」で、もう一つは「バンド内でのQの変化」です。

今回、山本さんより「空心よりトロイダルのほうが良いのでは?」との提案がありましたので、前述の問題について改めて考えてみることにしました。

まず前者から。山本さんご紹介の「トロイダルコア活用百科」によれば、現在使用しているコア材(#6)の温度係数は+35ppm/°Cとありますので、これはまず問題の無いレベルといえます。となると次は後者ですが、厳密にはQメータの測定が必要なのでしょうが、実用的な話として、オートダインの場合ではバンド内で再生調節VRをほとんど動かさずに一様に再生が掛ければ、まず問題はないと思います。また、デイップメータに、作ったコイルを差して発信させ、目的の周波数範囲でメータの振れがどの程度変化するかを見るのも一応の目安にはなるでしょう。なお、後者については実際の検証を行って居ないので、有志の検証結果に期待します。

少なくともこれらの問題がクリアできれば、とくに空

心にこだわる必要は無いと思います。ただ、トロイダルの場合、結合度調整の難しさはありますか……

ちなみに、前回掲載させていただいた回路は、中波帯でバーアンテナを使用して検証をおこないました。その際、周波数によって再生の掛け具合に差があったので、その後空心コイルに変更したものの、実のところ、それによる有為さは認められませんでした。ですから、コア入りコイルを頭ごなしに攻める訳にはいきませんが、使い方を誤ると悲劇が起こる事も確かです。とくに温度特性の影響は大きく、VHF帯以上で使用すると温度補償にならざることもしばしばですし、インダクタンスのみに注目してFCZ-1R9や3R5をVX0コイルとして使用したりすると、QRHに悩まされることになります。(VX0-50が特別に用意されているのはそのためだと解釈しています。)

◆花巻市、高橋 武さん 毎号楽しみにしています。
寺子屋シリーズのバックナンバーは新鮮です。

◆練馬区、久本清之進さん 「原点」時折、イヤ度々借用、盗用させて戴いていますが長期読者の権限?としてお許しください。出来たら「原点」の既刊分を纏めて一冊として発行して頂く面白いと思います。



ホームメイド SSB.CW 新時代のQRP! QRPP!

① 2MHz 5W 0.5W切替付 SSB.CW

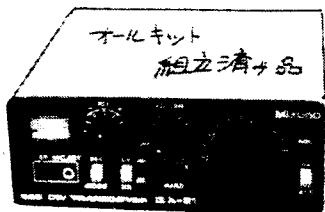
自作のための基礎完成ユニット

QX-21/U ¥26,800(税別)

手軽につくれるオールキット

QX-21/K ¥36,800(税別)

VX04チャンネル 外部電源12~13.8Vバーニア接続付



② CW入力と更に上級へのチャレンジ モールス練習用、ティップマイコン 練習機、ピコモールス

NHC-03X ケースなし ¥7,300

NHC-03Z ケース付完成品 ¥9,500

31通りの教材がICUメモリ-されて
リニア、スピード可変、ランダム発生1台で
3段階から1級まで使えます。

③ MX-2F 144MHzバンド IW SSB.CW、ピコ2のミニ-717。

製造ラインに在りの新商品が入る
ためMX-2Fは年内生産で暫
くお休みをします。お求めの方は

お早めに、¥38,000- ¥350

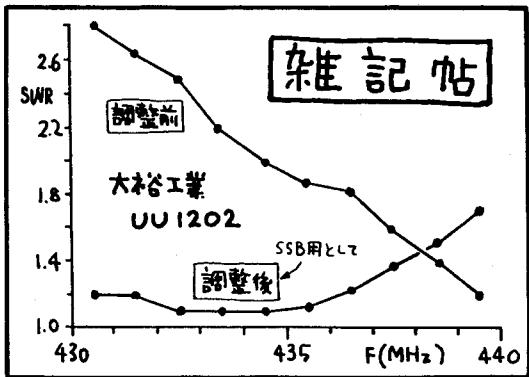
④ アンテナは50MHz用 PAN-62 ¥5,200

Mizuho

ミズホ通信株式会社

194 東京都町田市高ヶ坂1635

TEL. 0427-23-1049



* 虹に乗る 今年の3月、MHNは夢を見ました。虹の背中に箱形の座席があって、その中に腰をかけてMHNは雲の間をぬっていったのです。

夢はそれだけのものでした。

しばらくして、皆さんは今年のアロ野球の行方をいろいろと云々するようになりました。そんな予想をテレビ等で聞いているうちに「もしかすると、今年はドラゴンズが優勝するかも知れない」とMHN考えるようになつたのです。

もちろんトランキのFCZは面白くありません。

「どうせ見るのなら虎の背中に乗って世界中をかけめぐる夢でも見たらどうなんだ」などと悪態まづく始ました。

しかし、ペナントレースが始まってみるとドラゴンズの優勝の話等どつかへ行つてしましました。巨人が独走したのです。

ところがどうしたことでしょう。9月の末になって、ドラゴンズが突然、優勝争いの一角に顔を出し、129試合にして首位、巨人と並んでしまったのです。

「もしドラゴンズが優勝したら私は超能力者だ」等とMHNもソワソワして来たります。

そして最後の130試合目、巨人が勝つて長嶋の胸上げ。

MHNの夢も夢に「虹に乗った夢」に終つたのです。これで我が家は安泰です。タイガースの4位は残念ですが……

* ヘンテナの実験 9月25日、箱根の大観山駐車場で、JH1HPH安道さんが中心となり、ヘンテナの実験をやりました。試供アンテナは、大裕工業のUU-

1202(12エлементヘンテナ2段)です。

比較のために持つていった21エлемент2段ハムで京都の記念局8J3KY0/3とつながった後、UU1202でもな信号に成功しました。しかし、信号強度は1つから2つ弱いのでした。

考えてみると、大裕工業から届いたアンテナを山の上でききなり組み立てて、何の調整もせず運用してしまつたのです。

そこでSWRをはかることにしました。

「ウッ！ 2.8？」 SWR計をのぞいた各人、それそれに「これはひどい！」 早速ミニアルを見ながらSWRを調整しSWRを1.2迄落として、その後奈良の局とも交信できました。(カット参照)

フィールドパターンを別稿のマイクロパワー・メータで測定したのですが、前回較正したにもかかわらず、温度変化によるドリフトでパラとしたデータをとることはできませんでした。

えい振りに、本当にえい振りに、山の上でアンテナの実験をやりました。それは楽しい一日でした。

あ、そうそう。50MHzでもヘンテナで8J3KY0/3とQSOできました。こちらは1エлемент。それで12エлемент×2と同じ局と交信できましたのですから50MHzのヘンテナはすごい？ 参加者は、JH1HPH, JR1FSC, JF1FVM, JP1SYI, JK1TRC, JK3AXY es JH1FCZ。

* 北海道東方沖地震 10月4日、この原稿を書いていたとき「ユラユラユラ」と来た。「遠いけど大きいな」と直感したが、規模が久々と南東大震災並みだったのに被害が悪いのは少しきつかったのは日本各地の地震対策が徹底していたからでしょう。

ふり返って考えてみると、我が家は地震対策はまだ0点。もう少し考えなければいけないですね。

被害に合わされた方々に御見舞申し上げます。

* 横書き 本号はその大部分をワープロで仕上げてしまいました。字をかくのはワープロの方が楽ですが、図版を含めての割りつけは手書きの方が楽です。全体的に見ればやっぱりワープロの方が横書きですね。その分内容が濃くなつていれば良いのですが……

寺子屋シリーズ通し目録

前号から続く。定価機が空機になっているものは現在販売していません。
→ #137は NO137に改良変更の意味。OPはオーフショットキット

No.	機種名	級	記事	一口コマーシャル	定価
028	PXハート(アメリカンパトロールホーン)	初	28-7 (30-10)	大きな音がするので夜は吉式運転をしないで…	
029	FMワイヤレスマイク	初	28-8 75-11	→ #127	
030	1mmφドリル	初	28-9	針は1mmφだけだけど用途はいろいろ…	
031	50 ↔ 21MHzクリコン	中		50MHzを21MHzと21MHzを50MHzとも両方。	
032	□-1インチRFアンプ	中	31-8 (38-8)(42-11)	→ #127	
033	ピカッピカッ	初	33-8 (32-8)(32-9)	初心者のトレーニング用。用途はいろいろ。	260
034	ロジックテスター	初	33-8, 84-16	デジタル、アナログどちらにも使える電子テスター	
035	電子ビックリバコ	初	34-7, 83-10	スイッチを入れる。ビックリする。あなたも感じろ人ね。	
036	RF/AF/1インチ	初	34-8	AFから200MHz附近の1インチに。	1,370
037	アンテナインピーダンスプリッタ	初	34-9 (32-4)	#036を電源としてアンテナのインピーダンスを計る装置/1インチ	
038	バリアブルフルスケールメータ	初	34-6, 84-11 (30-5)	ラジオ-ターでもこんなに便利な測定器に。	
039	LM386アンプ	初	34-9, 85-9 (19-3)	0.06PでSPをならせる簡単アンプ	740
040	#039用OP. コンデンサマイキット	初	34-9, 85-10	#039に耳入りつけられるコンデンサマイキット	
041	ドアチャイム	初	34-9	マグネットSWでドアの開閉を知らせる	
042	"D"(デスクトップ)マイク	中	34-3, 86-8 (42-11)(53-10)	ロングラグチューブにも負けない、手づくりマイクで150種	
043	"F"(フレキシブル)マイク	中	35-8, 87-9 (36-5), (53-10)	これでモービルも安全運転	
044	マイクロ放送局(送信機)	初	35-8, (42-11)	FMのマイクロ放送局を簡単に作ませんか?	
045	"(ミキサ)	中	36-5	ミキサ。DJもできますよ。	
046	88mHコイルを巻こう	初	36-4, 88-6	いろいろのインダクタンスのコイルが自作できます。	310
047	シグナルワインカ	初	37-9, 82-10	LEDが交互に光る。用途を考えるのはあなた。	350
048	認定機用アンテナバラン	初	38-6, (30-9, 41-6, 47-8)	MAX 30W。世界一安いバラン。	370
049	BCL用アンテナバラン	初		送信しないのなら東に安く出来ます。	
050	50MHz種動用ヘンテナ	初	40-3	移動用アンテナではこの右へ出るものはない。	
051	"H"(ヘッド)マイク	初	41-8	かるーい。30g #043, #067につなぐ	
052	トライアルコを狭めたSWR計(%)	中	43-3	→ #151	
053	50MHz DC受信機	上	43-7	バランスミキサを採用。AM信号の混入混信がない。	
054	#42用マイクロコンプレッサ	中		→ #111	

出版中止 #186 別ラベル



The FANCY CRAZY ZIPPY No.228 1994年10月1日 発行

(株)FCZ研究所 発行 〒228 埼玉市東原4-23-15 TEL 0462-55-4232 振替口座 00270-9-9061

編集発行人 大久保忠 JH1FCZ / JA2EP 印刷 上条印刷所 年間購読料 3,000円(税込)

1部 税込

200円

(194円+6円)

円 80円