

## アナログ派がこだわる デジタル・プロセッサの製作

別府俊幸

Part 3

それではアナログ系の設計に入りましょう。

### I/V コンバータ

前々回の D/A コンバータの動作原理図を見ておわかりの通り、抵抗ネットワーク方式、電流加算方式何れの D/A とも出力は電流となります。電圧出力と称する D/A は、内部で電流/電圧変換を行っています。もちろん本機でも出力電流を電圧に変換して扱います。

第1図(a)に I/V コンバータ(電流-電圧変換器)の原理を示します。通常のオペアンプの反転増幅器接続は

(b)ですが、(b)の入力抵抗  $R_i$  を除いた回路が I/V コンバータとなります。

I/V 回路に流れ込む電流を  $I_i$ 、オペアンプのゲインを  $G$ 、オペアンプの入力端子間の電位差を  $V$  とすると、出力電圧  $E_o$  は、

$$E_o = -V \times G$$

信号源から流れ込んだ  $I_i$  はすべて  $R_f$  を流れますから、

$$V = E_o + I_i \times R_f$$

これより

$$E_o = -G(E_o + I_i R_f)$$

$$E_o = \frac{-G}{(G+1)} I_i R_f$$

となり、 $G$  は非常に大きいですから、 $G/(G+1)$  は 1 とみなし、

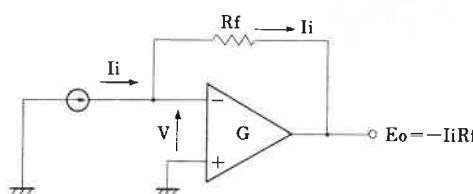
$$E_o = -I_i R_f$$

出力電圧  $E_o$  は入力電流  $I_i$  の  $R_f$  倍、つまり電流に比例した電圧が取り出せることができます。

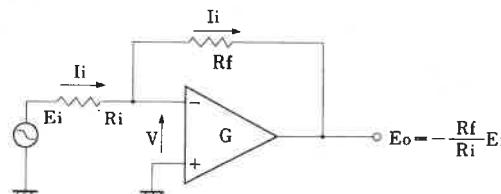
上の式でオペアンプの(-)入力端子の電位を  $V$  としましたが、

$$V = -\frac{E_o}{G}$$

ですから、 $V$  はほぼ 0[V]となります(仮想接地)。したがって I/V の入力インピーダンスも 0 と見なすことができ、この回路が電流源の出力インピーダンスに関係なく動作することがわか

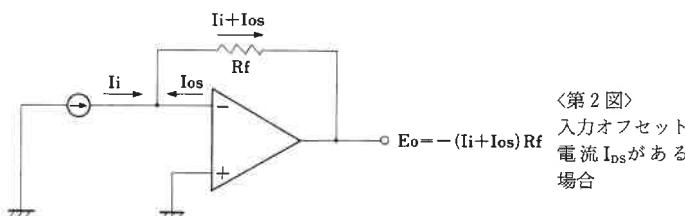


(a) I/V 変換器の原理

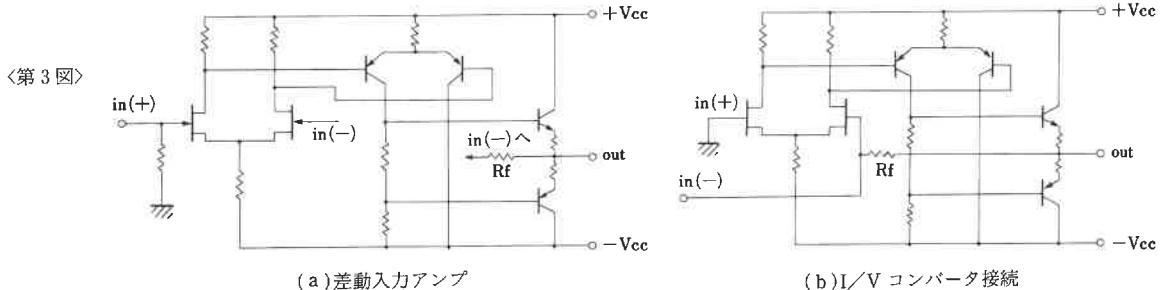


&lt;第1図&gt;

(b) 反転増幅器



<第2図>  
入力オフセット  
電流  $I_{OS}$  がある  
場合



ります。

$I/V$  コンバータは入力電流を扱うため、オペアンプの入力オフセット電流  $I_{os}$  が問題となります。(第2図)。 $I_{os}$  また  $R_f$  を流れる事になりますから、出力  $E_o$  は、

$$E_o = -(I_i + I_{os})R_f$$

となります。微少電流を扱う測定器では  $I/V$  回路に極めて入力オフセットの小さな、ドリフトの少ない、そして高価なアンプを使用し、配線にも外部からのリークがないように作られますが、デジタルオーディオでは通常のトランジスタ入力のオペアンプで十分です。TR 入力オペアンプでも、 $R_f$  を変更しない限り  $I_{os}$  が変化したりはしませんし、入力電流の変化によって  $I_{os}$  が変化したりはしないからです。

PCM-56 P はオペアンプを内蔵していますので、前号第2図の接続で用いれば (IC 内部のオペアンプで  $I/V$  を構成して) 電圧出力とすることもできます。けれどもここは、「オペアンプよりもディスクリートで組んだ方がよい

結果を得られるに違いない」と決めて自作いたします。

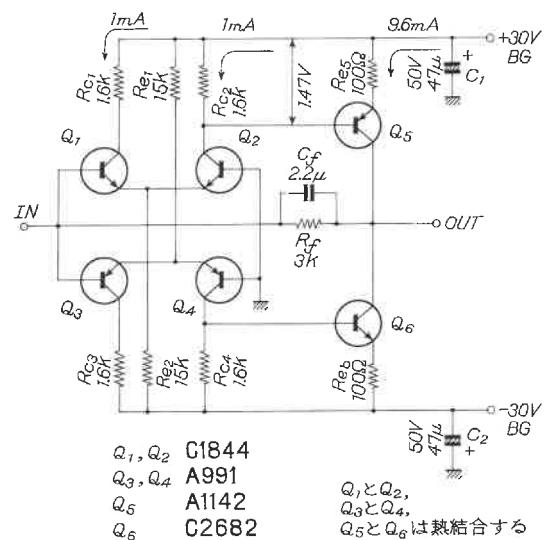
### I/V コンバータの設計

第3図(a)はオーディオアンプにもよく採用される差動入力アンプです。差動入力アンプには2つの入力端子があり、一方が(+)、他方が(−)とな

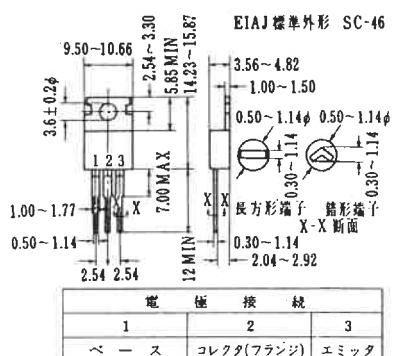
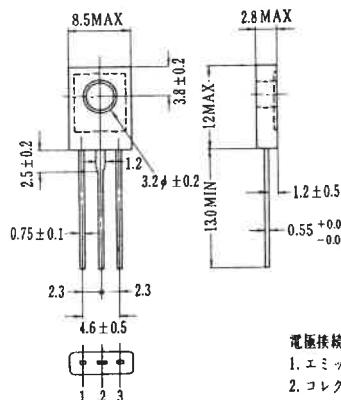
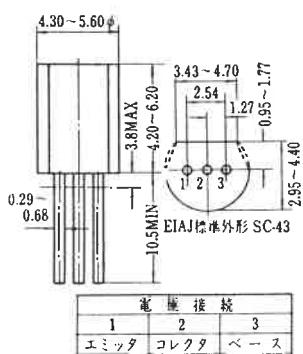
(b)  $I/V$  コンバータ接続

っています。オーディオアンプでは(+)の入力端子を使用し、(−)端子はフィードバックに使用しますが、これを図(b)のように(+)端子を GND に接続し、(−)端子に電流源を接続すると  $I/V$  コンバータとなります。

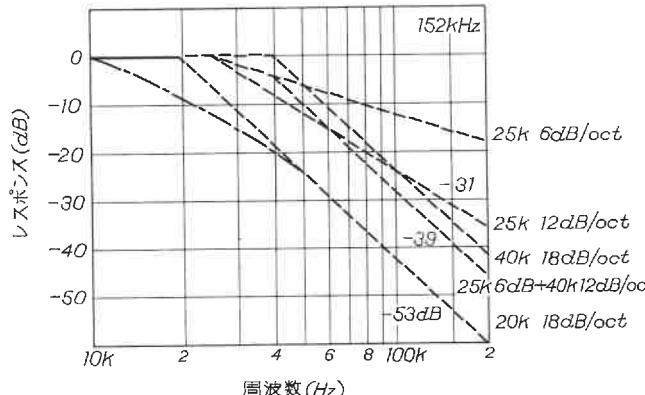
設計した回路を第4図に示します。バイポーラトランジスタ4石による



<第4図> ▷  
I/V コンバータ  
回路



<第5図> 使用したトランジスタの外形 (トランジスタ規格表より)



〈第6図〉  
アナログフィルタの特性と減衰量

コンプリメンタリ差動増幅を用いた2段構成です。FET入力としても良いのですが、経験的に優秀な小信号用TRの音を凌ぐFETは皆無であると結論していますので、TR入力とします。初段はA 991/C 1844、NECのスーパーローノイズTRです。プリ初段に最適な、表現力のある石です。ローノイズの特徴を最大限に引き出すためには、信号源インピーダンスが1.2kΩですからコレクタ電流を0.2mA以下で使用するべきですが、ここは1mA流しています。

2段目はプッシュプルのコレクタフオロワで受けています。正負対称回路となっています。A 1142/C 2682。これも素晴らしい音のするペアです。ただし電流を多く流す方が音が良くなるので10mA流しています。何れのTRも、ペア選別はしなくともかまい

ませんが、ランクは揃えて下さい。2段目も差動で受ける回路もありますが、この回路のままでも(負荷抵抗50kΩ)約65dBの裸ゲインがありますから十分でしょう。TRの外形を第5図に示します。

$R_f$ は3kΩ。これによってD/Aの出力電流1mAを干3Vに増幅します。 $R_i$ を非反転増幅回路のNF抵抗と考えると、値によって音が変化するはずですが、 $I/V$ 変換に用いるには2.3kΩが適当な値だと思います。余談ですが、ここに27kΩを使用して後にすぐ電流増幅段を接なげば、デジタル専用パワー・アンプが構成できる筈です。デジタルソースしか聴かれない方は、是非試みて下さい。

$R_f$ 抵抗にパラに入っているCはハイカット用です。ここでカットオフ周波数は、

$$F_c = \frac{1}{(2 * 3.14 * C * R)}$$

で決まり、約24kHzです。なぜ24kHzにしたかと言いますと…。

## アナログフィルタの設計

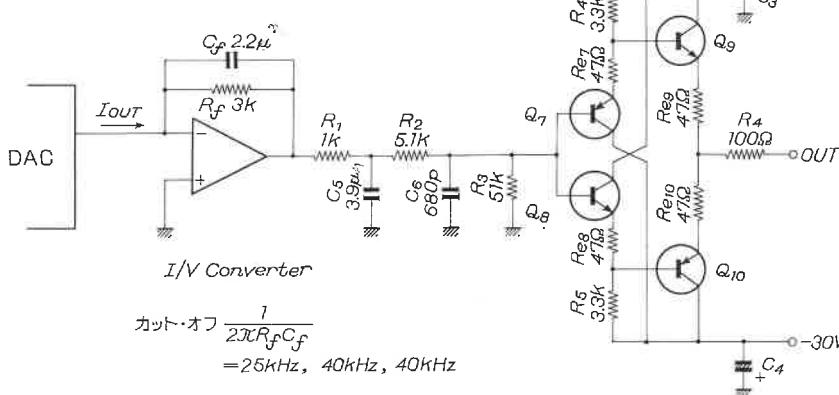
ヤマハYM3404Bの遮断特性により、24kHzから152kHzまでは-100dB以下に減衰させています。つまりアナログフィルタでは152kHz以上で十分な減衰量を実現すれば良いわけです。この不要帯域を-96dB以下に抑えるためには96dBの遮断量が必要ですが、まあ1/1000以下に抑えたいと考えますと-60dBを実現したいところです。

また、20kHzまではフラットにしたいと考えますと、カットオフはその2倍、40kHz以上に置かなければなりません。が、音質的にはフィルタ次数を上げたくはありません。3段以下に抑えたいところです。

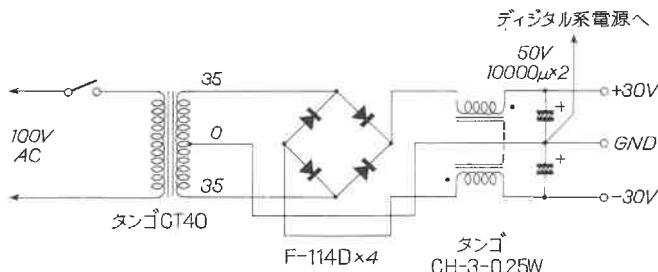
仮にカットオフ周波数20kHzの3段のフィルタ(遮断特性-18dB/oct)を構成しても152kHzで-53dBがやっとなのに対し、20kHzでは9dBも減衰してしまいます。カットオフ40kHz3段では20kHzでの減衰はありませんが減衰量はたったの33dBです(第6図)。それに安定性の面からは3段の時定数同じにはしたくありません。

そこで音質重視、特性軽視の立場から、ひずみ率の悪化には目をつぶって1段目のカットオフを25kHz、2、3段目を40kHzとします。この場合の152kHzにおける減衰量は-38dBと、少なすぎるようにも感じられますが、20kHzでの減衰量は3dBですから問題にはならないでしょう。

一般に、デジタルオーディオのDレンジは96dBありますから、折返しスペクトルも96dB以上減衰させることが必要であると言われています。しかしメーカーではこの数字を金科玉条のごとく守っているだけでしょうし、また、



Q<sub>7</sub>, Q<sub>10</sub> A1142 Q<sub>8</sub>, Q<sub>9</sub> C2682 Q<sub>7</sub>とQ<sub>8</sub>, Q<sub>9</sub>とQ<sub>10</sub>を熱結合  
〈第7図〉 アナログフィルタ+EF回路



〈第8図〉 アナログ系電源回路

アマチュアによるどのくらいの減衰量で十分かを実験した報告も見たことはありませんから、とにかく作って聴いて測定して、それから考えることにします。

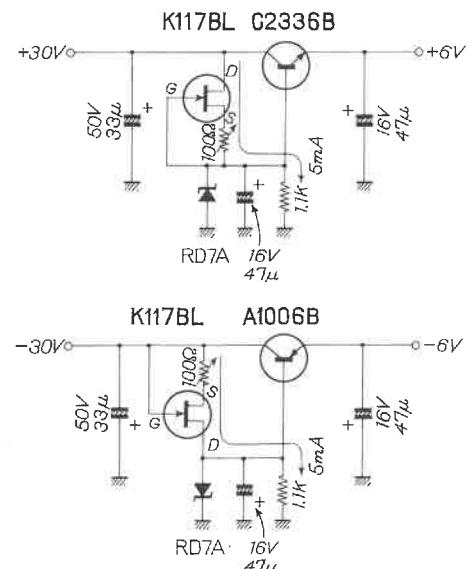
次にフィルタ回路の構成ですが、1段は  $I/V$  コンバータに内蔵させる方針でしたので、これはOK。あと2段ですが、アクティブフィルタは使用する素子の精度が問題となりますし、GIC型は最大振幅レベルが狭いとの報告<sup>1)</sup>もあり、今回は古典的なCR2段としました(第7図)。

フィルタの後に、出力インピーダンスを下げるためEFバッファを設けます。EF回路は、プッシュプル・エミッタ・フォロワ、俗に言うダイヤモンド回路です。CR型プリアンプを設計したことのある方には、前段の出力が±3Vで後段のゲインが1ではレベルが足りないと心配に感じられるかも知れませんが、御安心下さい。ここでのフィルタのカットオフは可聴周波数帯域より上です。20kHzまではほとんど減衰はありません。

本来ですと、アナログフィルタでディエンファシス回路を構成する必要があるのですが、エンファシスを使用しているCDは少ないので今回は省いてしまいます。エンファシスを使用したCDを使用するとデジタル基板のLEDが光って知らせてくれます。

## 電源回路

アナログ系電源はチョークインピーダンスの非安定化です(第8図)。いろいろな安定化電源がありますが、落い音がする点でチョーク電源に優るものはないと思っています(私のアパート



☆ケミコンはすべてADAM or BG

の周囲には工場などではなく、またオーディオ用電源はACラインをトランスで浮かしてあるため、かなり条件は良い方思います。場所によってはAC電源よりも電池の方がよい結果を得られると思います)。

トランスはタンゴのCT-40。チョークもタンゴでCH 3-0.25Wです。左右独立電源にすればさらによく鳴ることは明白なのですが、今回は「実験機」と妥協しました。ダイオードはファースト・リカバリです。F-114 D。

ケミコンはアダム50V 10000μFを使用しましたが、現在では入手できなくなってしまいましたので、プラックゲートをお薦めします。

以上の構成により±30Vを得ています。

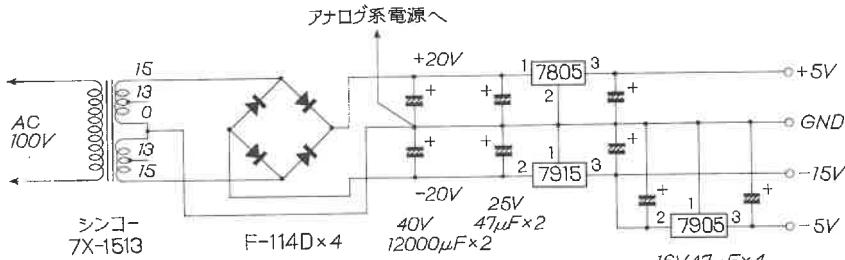
PCM-56Pにはデジタル系とアナログ系の2組の電源を供給しますが、BBのデータシートによれば、「アナログ系電源はD/A変換の精度に影響を与えるために±5~12V、リップル1%以下が望ましい」とされています。ここには安定化電源を用いますが、この安定化回路が今回の隠された目玉商品であります。

安定化電源の問題の1つに、ツェナーガイオードが発生するノイズがあります。このノイズは意外と大きく、も

ちろん電源にフィードバックループを用いても、高周波特性の良いキャパシタを使用しても完全には吸収することはできません。発生源を無くす以外には手はありません。そしてこのノイズが音質に悪影響を及ぼしていない筈はないと考えられます。従ってツェナーDを除けばノイズの少ない安定化電源が作製できると期待できます。

安定化回路は第9図に示すように定電流源としてFETを使用し、この電流をR<sub>1</sub>で電圧に変えて電圧制御用トランジスタのベース電圧としています。FETはノイズの少ない素子ですからツェナーDを使用するよりも、良好な結果が得られると思います。

この電源の欠点としては、負荷への供給電流の変化によって、TRのベース電流がその1/hfeだけが変化し、出力電圧が変動する点が挙げられます。たとえばTRのHfeが120として負荷への供給電流が10mAから20mAに変化すれば、電圧が5.0Vから4.91Vに下降してしまいます。しかしD/Aコンバータやプリアンプではほとんど消費電流は変化しませんから、組み立てた後に負荷を接続した状態で一度、リミッタとなるツェナーがオンしないよう電圧を調整すれば問題ありません。実際に本機に用いた限りでは



第 10 図 デジタル系電源回路

全く変動はありません。

次にデジタル系の電源です(第 10 図)。何も考えず、当然の事としてアナログ系電源とは独立にします。そしてデジタル系電源の良否は音質に関係しないと無理やり信じて、安価なトランジスタ、3 端子レギュレータを使用して±5V、-15V を得ています。ダイオード(F-114 D)とケミコン(GW 40 V 4700 μF)は手元に転がっていた物を使用しただけで、銘柄等は何でもかまわないと思います。-15V は今回は使用していないましたが次回以降の実験で使用する予定です。ケミコンは 16V、25V 耐圧の普通の品物です。なお 3 端子レギュレータは適当な放熱板を取り付けて下さい。

**デジタル系の電源とアナログ系の電源を完全に分離することはできません**から、各々の電源ブロックコンの中点同士だけを 1 本の線で結びます。デジタル系の電源、GND はどうしても汚くなりますから、これ以外の所では接触しないようにします。

## 使用する工具

さて工具もデジタル回路用に用意しましょう。アマチュアの中には工具を軽んじる方がありますが、プロは電線の外皮のビニールを剥くために爪切りを使ったりはしません。なぜなら専用工具の方がはるかに正確に、しかも手早く処理できるからです。

また、工具の中にはデジタル IC を使用するために特別な注意を要するものもあります。なるべく良い工具を揃えて下さい。では半田ごてから。

こては必ずセラミックヒーターを使用して下さい。ワット数は 30 ないし 40

W 相当が適當です。「普通のこてでも 15W とか 20W の小さいものであれば、熱によって IC を壊す心配はないはずだ」と思われるかもしれません、問題は熱ではありません。半田ごてからのリークです。大かれ少なかれ、100V の商用電源を用いる機器からは若干の電流の漏洩があります。掃除機や洗濯機だけでなく、テレビやアンプもしかりです。もちろん半田ごてもです。そして、このリークは MOS-IC を破壊する危険があります。必ずセラミックヒーターを用意して下さい。半田ごてのほうが、デジタルフィルタよりも安いはずです。

製品としては高千穂電気のコテペン 40 をお奨めします。欲を言えば別売の細いこて先に交換した方が作業がしやすくなります。

次も必需品、ワイヤーストリッパ。電線の皮剥きです。Ideal Industries Inc 社の T-7 を指定します。これ以外は不可とします。デジタル回路では .26, .28 クラスの極細のワイヤーを使用しますので、専用のストリッパを用いない限り皮を剥けません。しかも

秋葉原で圧倒的シェアを誇る潤工社のジュンフロン線は、外側の被服がテフロンですから熱に強く、半田ごての熱くらいでは縮んだりしません。こての横にかみそりの刃を付けて皮剥きをする方法がありますが、確かにビニール線にはたいへん有効ですが、この線に対しては無力です。

それではビニール被服線を用いればいいじゃないかと言う方もあるでしょうが、.28 クラスのビニール線は、半田づけの時、あつという間に縮みあがつてしまって絶縁の用を足さなくなりますし、アナログに用いる線では太すぎて隙の足にブリッジを作ってしまいます。

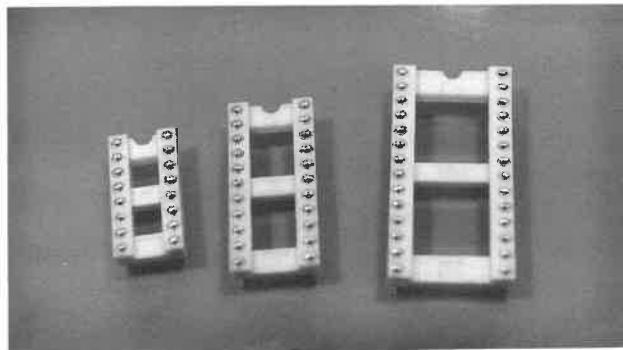
Ideal 社のワイヤーストリッパは 3 種類あり、同じような外観で同じような包装に包まれていますので、買うときに十分注意して下さい(第 11 図)。

次にニッパーとラジオペンチ。これも小型の先の細いものが必需品です。私が用いているものは VICTOR という社名の入った(まさかあの JVC ではないだろう)ものです。これは各自、手に取ってしっかりと行くものを探されると良いでしょう。

あとは半田吸い取り器。半田吸い取り器は使い物にならないとの意見をお持ちの方、あるいは聞かれた方はこの Soldapull III を使われなかったに違ひありません。確かに国産の多くの製品は吸い込む力が弱く使い物になりません。が、1/10 inch ピッチの基板では

第 11 図  
ジュンフロン  
線とワイヤス  
トリッパ





第12図  
ICソケット  
(山一 IC 26)

ットから抜き挿し易くなるからです。今日はサンハヤトのICB-96Gを使用しましたが、厚いものの方がベターです。銘柄にはこだわりません。

なお本機のデジタル基板位でしたら手作りのパターンをエッチングしても作成できるでしょうが、今後の事を考えますとエッチングと決別されたほうが良いと思います。

各 IC の電源と GND の間にパスコ

半田プリッジ、IC の交換には半田吸い取り器がなくてはお手上げです。

### デジタル系の使用部品

デジタル・フィルタ等の LSI 類は IC ソケットを用いた方が便利でしょう。また今後デジタル・フィルタ、D/A コンバータなど比較試験を予定していますので、追試されたい方は必ずソケットを用いて下さい。

IC ソケットは安価なものから高価なものまで十数種類も見かけますが、もし段階を気にしないのなら丸ピンのタイプをお薦めします。接触不良による事故は皆無ですし、長期的にも安定しています。製品としては山一の白いソケット (IC 26) です (第 12 図)。

TTL 類 (SN 74 \*\*, 75 \*\*) はそのまま半田付けします。一部の入門書には、「IC は熱に弱いから半田の熱が加わらないソケットを使用する」とあります。半田ごてを一度も握ったことのない方以外は無視して下さい。

配線に用いる線は潤工社のジュンフロン線 AWG 28, AWG 30 位の太さの線をお勧めします。オーディオ用には死んでも使いたくないような細い、単線のメッキ線です。しかしデジタル伝送に使用する同軸ケーブルも「3C2V より \*\* OFC の方が音が良くなる」と信じられる方は、信じるままに選択して下さい。オヤイデ、ヒロセ他で入手できます。

基板はガラエポのフリー基板、デジタル IC 用の 1/10 inch ピッチの「一つ目」タイプです。できれば厚手のものを選んで下さい。理由は IC をソケ

品名	メーカー	形式	数量
L S I	YAMAHA	YM3623B YM3404B PCM66PK	1 1 2
D / A	Burr-Brown	SN75157(他メーカーも可)	1
T T L	Tl	SN74LS04( " )	1
D i o d e	Tl	IS1555(他の物でもよい)	1
L E D			1
R		75 150 1k 27k 1M	1 1 1 1 1
C		セラミック スチコン 積層セラミック	2 2 数個
(アナログ用) ソケット	山一	B G 16V IC26-16 IC26-28	10μ 2 3 1
基板	サンハヤト	ICB-96G	1
水晶振動子	潤工社	16.934MHz - 20MHz	1
ワイヤー		ショートロン線 AWG28 など	

第1表 使用部品(デジタル基板)

品名	メーカー	形式	数量
T r	N E C	A991* C1844* A1142* C2682*	4 4 6 6
R	東京光音	R D (1/2W) 47 100 1k 1.5k 1.6k 3k 3.3k 5.1k 51k	8 6 2 4 8 2 4 2 2 2
C	ルビコン 日通工	B G 35V ティップ・マカ 2.2nF 3.9nF	8 2 2 2
基板	サンハヤト	ICB-93SG	2
ワイヤー	Audio-technica	AT-6132 AT-6133	3m 1m

\* : コンプリ T r はランクを揃えること

第2表 使用部品(アナログ基板)

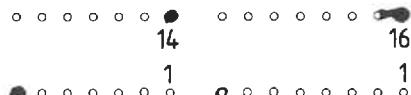
品名	メーカー	形式	数量
電源トランス	シンコー	7X1513 (他のものでよい)	1
チョークコイル	タンゴ	CT-40	1
D i	タンゴ	CH-3-0.25W	1
C	ルビコン	F-114D	8
放熱板	ニチコン	B G 50V 10000 $\mu$ F	2
レギュレーター	LEX	G W 40V 12000 $\mu$ F	2
		24M135-50 (小型でよい)	1
		7805	1
		7905	1
		7915	1
C		25V 47 $\mu$ F	2
		16V 47 $\mu$ F	4
T r	NEC	A1006B	1
		C2336B	1
F E T	東芝	K117BL	2
ツェナード		RD7.0 (6.5-7.5Vのもの)	2
C	ルビコン	B G 50V 33 $\mu$ F	2
		16V 47 $\mu$ F	4
R	NEC	スピーカ 100Ω	2
	philips	カホン 1/2W 1.1k	2
シリコンシート	LEX	TO-220用	5
基板			1

〈第3表〉 使用部品(電源回路)

品名	メーカー	形式	数量
ケース	奥沢	D C - 3 0 0 B	1
電源SW	サトー	S W 5 9 T A 4 P	1
ネオン・ランプ		Z N 4 7 R G	1
電源ケーブル	オヤイデ	L i - 5 0	3m
2Pプラグ			1
ゴムブッシュ		1 2 mm	1
ピンジャック	オーディオクラフト	(ディジタル用)	2
ピンジャック			1
ネジ、ナット			少々
絶縁チューブ			

〈第4表〉 使用部品(ケース、外装)

ブリッジ注意!



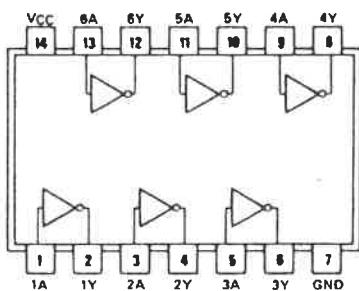
〈第13図〉  
まず右上と左下から半  
田づけする(半田面か  
らみて)

芋はん注意!

ンを接続します。できるだけ IC の足の近くに付けます。耐圧 50V の円盤セラミックでかまいません。積層セラミックなら十二分です。容量は 0.01~0.1  $\mu$ F です。オーディオマニアックに「容量が大きい方が良い筈だ」などと大容量のセラミックを用いないこと。この種のキャパシタは容量によって周波数特性が変化しますので、最適な容量があります。

私個人としては、デジタル回路のパスクコンを交換しても音は変わらないと

信じていますが、パソコンを省略すると動作しなくなることがあります



〈第14図〉 74 LS 04 の外形  
(TTL-IC 規格表より)

ので、円盤でかまいませんから取り付けて下さい。基板にはもちろんケミコンを 1 個以上、電源から配線した所に取り付けます。これも耐圧さえ合えばどんな物でもかまいません。

抵抗は 1 袋 200 円のソリッドで OK です。

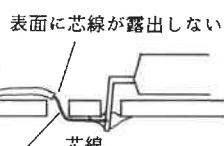
### アナログ系の使用部品

抵抗は東京光音の音響用カーボン、RD 1/2 W を使用しました。バランスの良い、響きの豊かな、柔らかな音のする抵抗です。響きが豊かと言っても癖のある、ピークーな音ではありませんし、カーボンですが極めてノイズの少ない抵抗です。私としては金属皮膜はすべて不可とします。それになぜか、メーカー製の高級 CD プレーヤも(高級アンプでは用いているのに)金皮を避けているように思われます。三栄無線で扱っています。

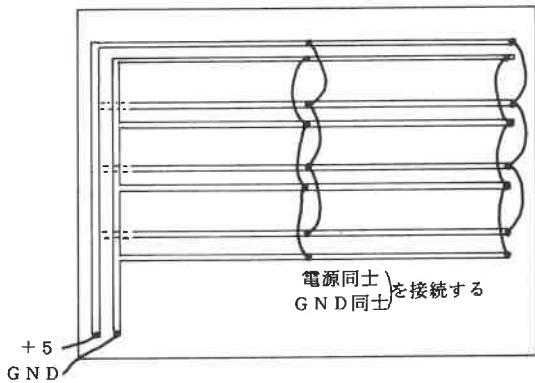
フィルタに使用しますキャパシタは日通工または双信のディップマイカです。ケミコンは BG または ADAM です。海神無線、三栄無線にあります。基板は、高周波特性の面と経年変化の面からガラエポをお勧めします。配線材はオーディオテクニカの PCOCC AT-6132 です。基板から出力端子へもこの線を用いています。デジタル基板上の D/A からの出力は同軸の AT-6133 を用いました。この辺りはもろ音に反映されますので指定通りにされることをお勧めします。本機の部品リストを第 1~4 表に示します。

### 組立について

デジタル回路組立のこつは、アナログとはちょっと違っています。先ずフリー基板上に IC、ソケットを並べ、外れないように両端を 2 カ所、第 13 図



〈第15図〉 欲を言えば図のように  
(慣れるまでは難しい)



〈第16図〉電源どおし、GND どおしを接続してインピーダンスを下げる

のように半田面から見て右上と左下のピンを半田付けします。そうすると最大番号(14ピンICでは14)と、それを2で割った番号(7ピン)を固定した形になります。基板を裏から見たり表から見たりを繰り返しますので、ICのピン番号がわからなくなってしまいます。このルールに従って目印を付けると間違い難くなりますし、基板をひっくり返したときにICが落っこちる事もなくなりますし、大抵のTTLでは電源とGNDラインになりますから、これらを配線し忘れる事もなくなります。デジタル回路経験のない方はICのピン番号に特に注意して下さい。

また、TTL IC等は回路図中に電源、GND供給ラインを記載しないことが良くあります。規格表でいちいち

確かめるのが確実ですが、原則として14ピンは14: +5V, 7: 0V, 16ピンは16: +5V, 8: 0Vです。指定ない限りこの通り供給して下さい(第14図)。

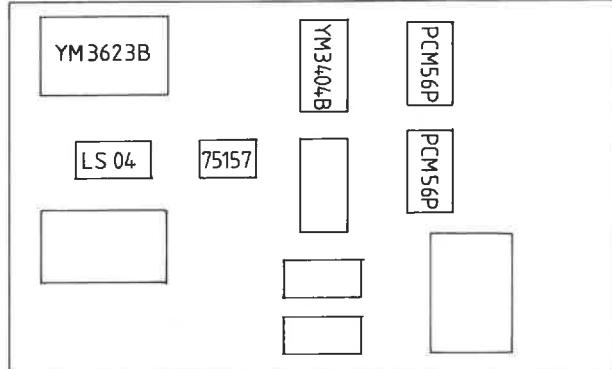
半田はとにかく隣のピンとブリッジを作らないように気をつけて下さい。電線は被服を剥いたら先端を半田メッキしてからピンに付けます。6,7 mmと被服を長めに剥いて、基板のホールの中に被服部分を通さないように、それでいて表面に導体部分が露出しないように配線するのがこつです(第15図)。こうすれば1つの穴に2本の線を楽に通すことが出来ますが、難しいですからあまり気にしないで作って下さい。

ワイヤーストリッパを使うときは、

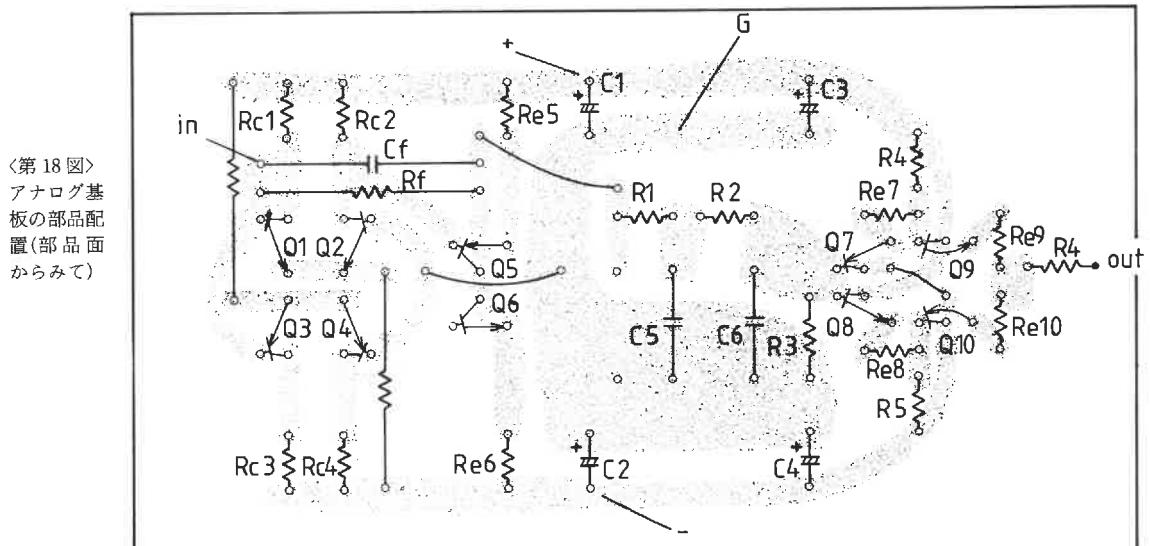
線の一方をラジペンでしっかりと挟み、ワイヤーのサイズよりも1つ大きい穴を使って一気に剥くのがこつです。これは芯線に傷を付けるのを防ぐためです。

原則として部品面側にワイヤーを這わせます。理由は、裏面に線が這い出ると半田付けの邪魔になるからです。ただし経験を積んだ方はこの限りではありません。

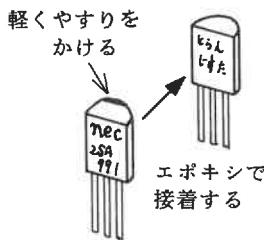
裏面にはGND、電源ラインを這わせます。これらは電線の被服を剥いで所々基板に半田で固定しながら配線して下さい。とくに電源から遠くなるとGND、電源共にインピーダンスが上昇しますので、GND同士、電源同士を結んでインピーダンスの上昇を抑えます(第16図)。GNDループはこの際忘れ



〈第17図〉デジタル基板の部品配置(空のソケットはデジタルフィルタ、D/Aコンバータ交換用)



〈第18図〉アナログ基板の部品配置(部品面からみて)



軽くやすりをかける  
トランジスタは同じ向きに熱結合させると組立が容易

て下さい。デジタルICはパルス状の信号を扱い、出力のon/offによって消費電流がパルス状に変化しますので、電源系のインピーダンスを十分に下げておかないととともに動作しなくなります。もちろんパソコンは各々のICのすぐ近くに取り付けます。

導電性の緑色(最近はピンクもある)のビニール袋、導電性の黒いスポンジ、アルミホイル等に包まれてきたICは、静電気によって破壊する危険があります。化織の服を着て触ったり、CDケースのようなプラスティックの上などには置かないようして下さい。

以上、デジタル系基板の部品配置を第17図に示します。

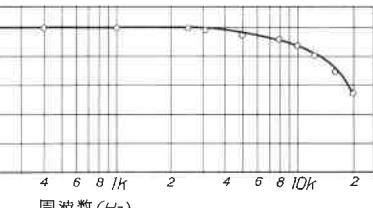
アナログ基板の部品配置を第18図に示します。私はいつもフリー基板を使用して配線しますが、(配線材はPC-OCC)、こちらはプリント基板を作っても良いでしょう。差動回路のTRは第19図に示すように同じ向きにしてエ

下さい。デジタルICはパルス状の信号を扱い、出力のon/offによって消費電流がパルス状に変化しますので、電源系のインピーダンスを十分に下げておかないととともに動作しなくなります。もちろんパソコンは各々のICのすぐ近くに取り付けます。

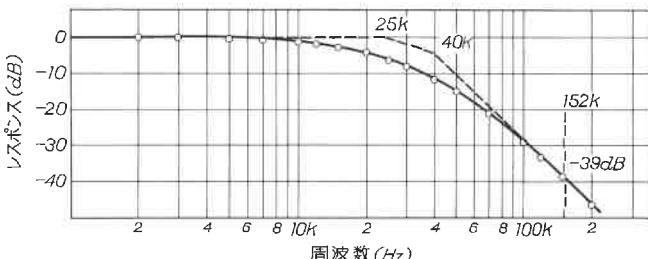
ポキシで接着すると配線が楽になります。

### 調整について

電源を入れる前にもう一度接続を確認して下さい。とくにデジタル回路は各ICの電源端子と大元との導通チェック、半田のブリッジはないかよくよく確かめてからICをソケットに挿入し、ICの逆刺し、ソケットから足がはみ出しているかを確かめた上で電源をonします。配線チェックはICを外した状態でやるか、ブザー付のテスターを用いるかして下さい。普通のテスターの抵抗レンジでC-MOS-ICに



第20図 本機の周波数特性



逆方向電圧を印加すると破壊してしまう危険があります。

ほとんど調整する個所はありません。D/Aコンバータに供給するアナログ系電圧を±6 Vに調整します。7 Vを上回るとツェナーが動作しますし、5 Vを下回るとD/Aは動作しなくなります。

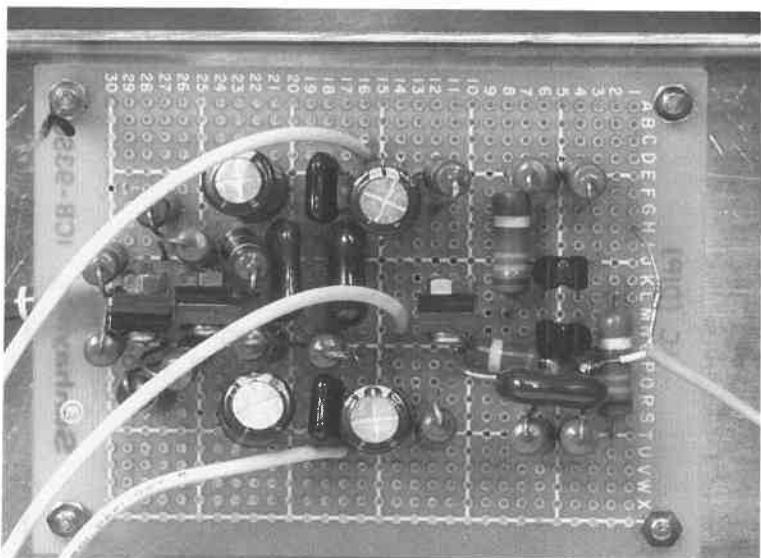
アナログ系はオシロスコープで発振していないことを必ず確かめて下さい。(もし発振していたら2段目のC<sub>BG</sub>初段に100Ωくらいのエミッタ抵抗の追加を試みてください)出力オフセットはエミッタフォロワ段の抵抗に高抵抗をパラ付して調整します。

### 特性はどうか?

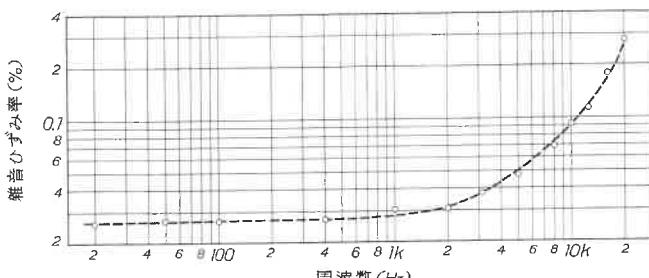
本機の周波数特性を第20図に示します。20 Hzより2.5 kHzまではフラット、3.15 kHzより減衰し始め、20 kHzでは4.6 dB降下しています。1段目のアナログフィルタのカットオフを25 kHzより高くすればさらにフラットな特性になると思われますが、問題になる減衰量ではないでしょう。

フィルタ回路のF特を第21図に示します。152 kHzで減衰量は-39 dBとなっていますが、これを十分と見るか少なすぎると見るかは今後検討する必要があります。

第22図にひずみ率特性を示します。2 kHzまではほぼ一定の値ですが、周波数が高くなるにしたがってひずみも



▲アナログ基板部全体



〈第22図〉  
本機の周波数対  
ひずみ率特性  
(日本オーディ  
オ協会テスト  
CD CO-1, 0dB  
出力)

増えています。これは不要帯域の遮断が甘いことが一因で、遮断量を大きくすれば改善されると思われます。実際に8倍オーバーサンプリングのDFを使用しますと(基板写真をご覧になると空のソケットがいくつかありますが、実はYM3404以外のDF, PCM56P以外のD/Aを差し換えて比較出来るようになっています)，さらに低い値になります。但し音が良くなるかどうかはわかりません。1kHz以下で0.026%一定になっていますのは、使用したひずみ率計の残留ノイズ、測定系のハムノイズのためです。実際にはさらに低くなっていると思われます。

## 試聴結果

高級アンプはTR, FETと抵抗を基板上で組んだディスクリート構成が半ば常識となっていますが、なぜかメーカー製のCDプレーヤーはどんなに高価なものでもオペアンプを用いています。本機はオペアンプを使用しないだけ有利とあって、同じデジタルフィルタ、D/Aコンバータを使用した国産某最高級機種よりも透明感に優れ、より自然な響きがすると言えば身びいきになるでしょうか。

一枚ヴェールがはがされたようなクリヤな感じがしますが、音がはっきりしてきたにもかかわらず、CD特有の高域のきつさは抑えられる傾向にあります。やや細身ではありますが、バランスは良く、弦楽器もCDにして柔らかな音がします。

## おわりに

デジタル回路の基礎から始まって3ヶ月、えんえんと続いてきましたが、

みなさんおわかりになりましたでしょうか。質問その他ありましたら手紙にてお願いします。

本機は実験機と割り切って余分な回路を省き、また改造、測定をし易いように製作しました。このためシールドなどほとんど考えられていませんが、逆に言えば音質改善の余地がまだまだごろごろ転がっています。考えられる問題点、メーカーが広告で唱う音質向上の理由について、今後、個別に擊破して行きたいと思います。また、電源on/off時のノイズ対策を施してありませんので、スイッチon/offは後続のアンプのVRを絞った状態で行って下さい。

我々は、やっとデジタルオーディオの入口にまでたどり着きました。しかし、まだまだやらなくてはならないことが山積みされています。本シリーズによって、一人でも多くのアマチュア

諸兄がデジタルオーディオのクオリティ向上に参加され、本誌紙上を通じて意見交換が出来ることを願っています。

## 部品の入手について

製作記事として発表しておきながら無責任なことを申しますが、使用したチップの中には1個単位の入手が不可能なことがあります。

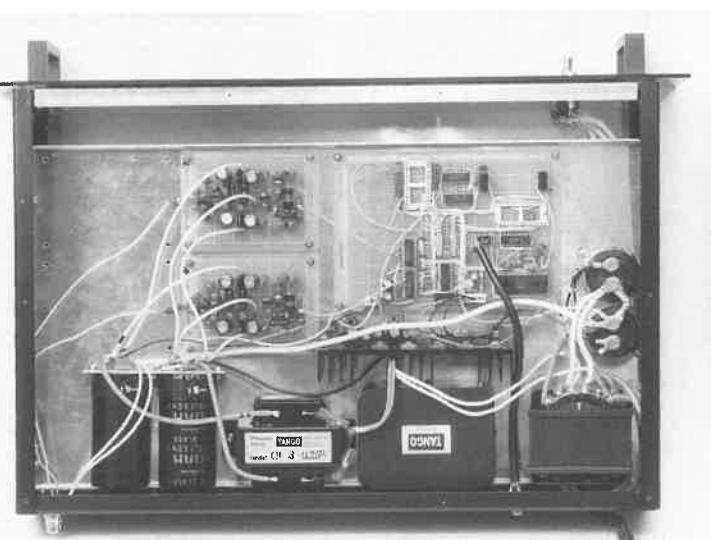
LSI, TR等の半導体は筆者にて準備致しますので、住所氏名を記載した連絡用返信封筒に60円切手を貼り付けてものを同封の上、編集部までお問い合わせ下さい。なお、IC, C, Rからケースまでひっくるめた本機の部品代は9万円位(但し秋葉原までの交通費、ネジナット、半田等の費用は除いて)です。

最後になりましたが、電話で何度か質問に答えて下さった日本シグネティクス、日本バークラウ恩、日本マランツ社の方々に感謝致します。また、本機の製作に協力を頂いた友人の岡本公平氏に感謝致します。

〈了〉

## 参考文献

- 1) 深谷武彦, GIC型アクティブ・フィルタの原理と設計法, トランジスタ技術, 86年10月, 449-456



▲本機デジタルプロセッサの内部全体