

お客様各位

---

## カタログ等資料中の旧社名の扱いについて

---

2010年4月1日を以ってNECエレクトロニクス株式会社及び株式会社ルネサステクノロジが合併し、両社の全ての事業が当社に承継されております。従いまして、本資料中には旧社名での表記が残っておりますが、当社の資料として有効ですので、ご理解の程宜しくお願ひ申し上げます。

ルネサスエレクトロニクス ホームページ (<http://www.renesas.com>)

2010年4月1日  
ルネサスエレクトロニクス株式会社

【発行】ルネサスエレクトロニクス株式会社 (<http://www.renesas.com>)

【問い合わせ先】<http://japan.renesas.com/inquiry>

## ご注意書き

1. 本資料に記載されている内容は本資料発行時点のものであり、予告なく変更することがあります。当社製品のご購入およびご使用にあたりましては、事前に当社営業窓口で最新の情報をご確認いただきますとともに、当社ホームページなどを通じて公開される情報に常にご注意ください。
2. 本資料に記載された当社製品および技術情報の使用に関連し発生した第三者の特許権、著作権その他の知的財産権の侵害等に関し、当社は、一切その責任を負いません。当社は、本資料に基づき当社または第三者の特許権、著作権その他の知的財産権を何ら許諾するものではありません。
3. 当社製品を改造、改変、複製等しないでください。
4. 本資料に記載された回路、ソフトウェアおよびこれらに関する情報は、半導体製品の動作例、応用例を説明するものです。お客様の機器の設計において、回路、ソフトウェアおよびこれらに関する情報を使用する場合には、お客様の責任において行ってください。これらの使用に起因しお客様または第三者に生じた損害に関し、当社は、一切その責任を負いません。
5. 輸出に際しては、「外国為替及び外国貿易法」その他輸出関連法令を遵守し、かかる法令の定めるところにより必要な手続を行ってください。本資料に記載されている当社製品および技術を大量破壊兵器の開発等の目的、軍事利用の目的その他軍事用途の目的で使用しないでください。また、当社製品および技術を国内外の法令および規則により製造・使用・販売を禁止されている機器に使用することができません。
6. 本資料に記載されている情報は、正確を期すため慎重に作成したものですが、誤りがないことを保証するものではありません。万一、本資料に記載されている情報の誤りに起因する損害がお客様に生じた場合においても、当社は、一切その責任を負いません。
7. 当社は、当社製品の品質水準を「標準水準」、「高品質水準」および「特定水準」に分類しております。また、各品質水準は、以下に示す用途に製品が使われることを意図しておりますので、当社製品の品質水準をご確認ください。お客様は、当社の文書による事前の承諾を得ることなく、「特定水準」に分類された用途に当社製品を使用することができません。また、お客様は、当社の文書による事前の承諾を得ることなく、意図されていない用途に当社製品を使用することができません。当社の文書による事前の承諾を得ることなく、「特定水準」に分類された用途または意図されていない用途に当社製品を使用したことによりお客様または第三者に生じた損害等に関し、当社は、一切その責任を負いません。なお、当社製品のデータ・シート、データ・ブック等の資料で特に品質水準の表示がない場合は、標準水準製品であることを表します。

標準水準： コンピュータ、OA機器、通信機器、計測機器、AV機器、家電、工作機械、パソコン機器、産業用ロボット

高品質水準： 輸送機器（自動車、電車、船舶等）、交通用信号機器、防災・防犯装置、各種安全装置、生命維持を目的として設計されていない医療機器（厚生労働省定義の管理医療機器に相当）

特定水準： 航空機器、航空宇宙機器、海底中継機器、原子力制御システム、生命維持のための医療機器（生命維持装置、人体に埋め込み使用するもの、治療行為（患部切り出し等）を行うもの、その他直接人命に影響を与えるもの）（厚生労働省定義の高度管理医療機器に相当）またはシステム等

8. 本資料に記載された当社製品のご使用につき、特に、最大定格、動作電源電圧範囲、放熱特性、実装条件その他諸条件につきましては、当社保証範囲内でご使用ください。当社保証範囲を超えて当社製品をご使用された場合の故障および事故につきましては、当社は、一切その責任を負いません。
9. 当社は、当社製品の品質および信頼性の向上に努めておりますが、半導体製品はある確率で故障が発生したり、使用条件によっては誤動作したりする場合があります。また、当社製品は耐放射線設計については行っておりません。当社製品の故障または誤動作が生じた場合も、人身事故、火災事故、社会的損害などを生じさせないようお客様の責任において冗長設計、延焼対策設計、誤動作防止設計等の安全設計およびエーペンギング処理等、機器またはシステムとしての出荷保証をお願いいたします。特に、マイコンソフトウェアは、単独での検証は困難なため、お客様が製造された最終の機器・システムとしての安全検証をお願いいたします。
10. 当社製品の環境適合性等、詳細につきましては製品個別に必ず当社営業窓口までお問合せください。ご使用に際しては、特定の物質の含有・使用を規制する RoHS 指令等、適用される環境関連法令を十分調査のうえ、かかる法令に適合するようご使用ください。お客様がかかる法令を遵守しないことにより生じた損害に関して、当社は、一切その責任を負いません。
11. 本資料の全部または一部を当社の文書による事前の承諾を得ることなく転載または複製することを固くお断りいたします。
12. 本資料に関する詳細についてのお問い合わせその他お気付きの点等がございましたら当社営業窓口までご照会ください。

注 1. 本資料において使用されている「当社」とは、ルネサスエレクトロニクス株式会社およびルネサスエレクトロニクス株式会社がその総株主の議決権の過半数を直接または間接に保有する会社をいいます。

注 2. 本資料において使用されている「当社製品」とは、注 1 において定義された当社の開発、製造製品をいいます。

# $\mu$ PCI228HAの特性および使用方法

## 1. $\mu$ PCI228HA の概要

$\mu$ PCI228HAは、カーステレオ用に開発された2チャンネル内蔵の前置増幅回路です。

このICは、開放電圧利得が高く、低雑音であり、しかも低ひずみ率となっています。また、NAB帰還回路に高抵抗が使用できるように設計されているため、小容量の電解コンデンサでも従来より優れた再生特性が得られます。このため、実装面積の縮少およびコストの低減が可能です。外形は作業性の良い8ピンスリムSIPです。

以下、このICの特性および使用方法について説明します。

## 2. $\mu$ PCI228HA の特長

- (1) 2チャンネルの前置増幅回路を8ピンSIPにおさめており、セットの小型化、省力化が図れます。
- (2) 開放電圧利得が100 dB TYP.と高く、かつNAB帰還回路に高抵抗が使用できるので、小容量の電解コンデンサでも従来より優れた再生特性が得られます。
- (3) 入力換算雑音電圧が $1.1 \mu\text{V}_{\text{r.m.s}}$  (TYP.)と低い。 $(R_G=2.2 \text{ k}\Omega, \text{NAB})$
- (4) ひずみ率が0.05% (TYP.)と低い。 $(v_0=0.3 \text{ V})$
- (5) ダイナミックレンジが広い。 $: v_{\text{OM}}=2.0 \text{ V}$  (TYP.) ( $\text{THD}=1\%$ )
- (6) 直流出力電流が取り出せるのでカーラジオとの切換回路が簡略化できます。 $: I_{\text{ODC}}=1.0 \text{ mA}$  (MAX.)
- (7) 低負荷抵抗を駆動できます。 $: R_L=1 \text{ k}\Omega$  (MIN.)

## 3. 等価回路

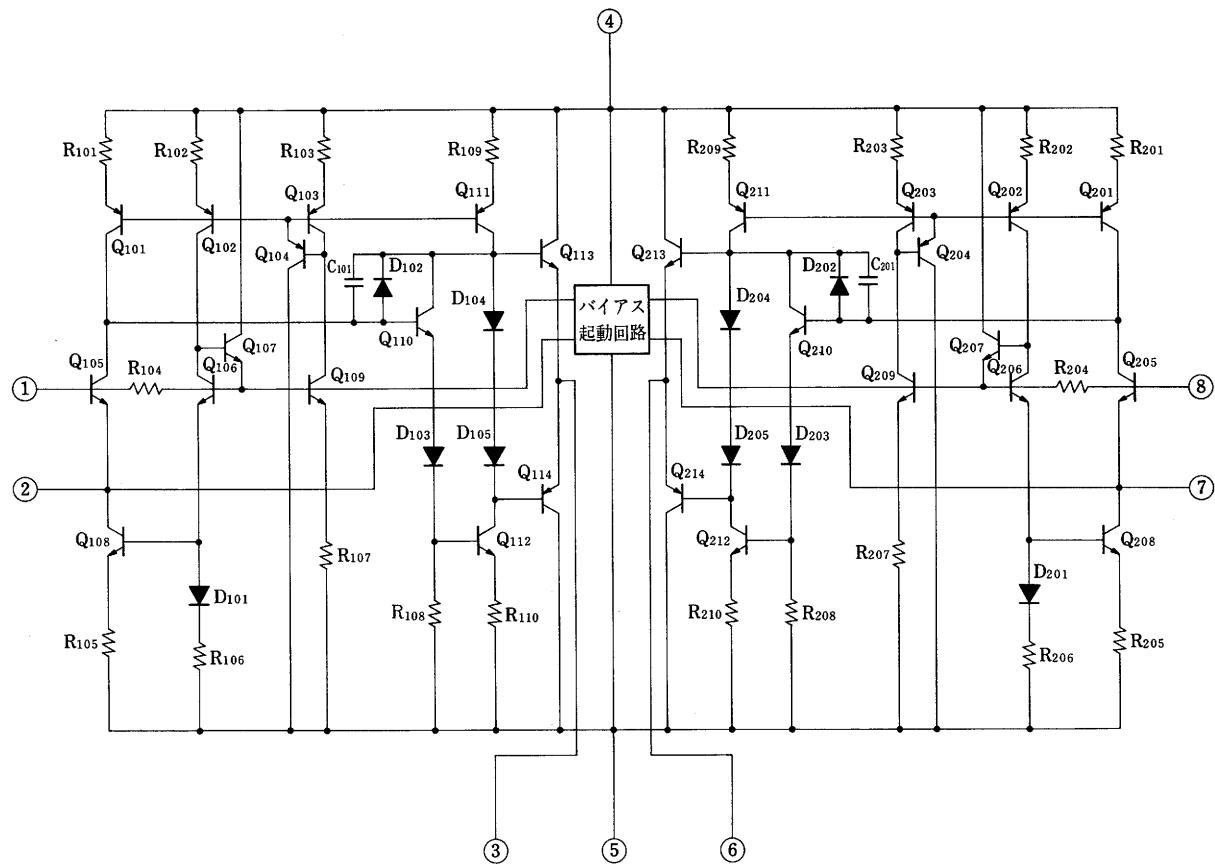


図1 等価回路

#### 4. $\mu$ PC1228HA の定格

##### 4-1. $\mu$ PC1228H の絶対最大定格

表1 絶対最大定格/Absolute Maximum Ratings ( $T_a=25^{\circ}\text{C}$ )

項目	略号	定格	単位
電源電圧	V <sub>CC</sub>	18	V
パッケージ許容損失	P <sub>D</sub>	270 *	mW
動作周囲温度	T <sub>opt</sub>	-30~+75	°C
保存温度	T <sub>stg</sub>	-40~+125	°C

\* T<sub>a</sub>=75 °C

##### 4-2. $\mu$ PC1228HA の推奨動作範囲

表2 推奨動作範囲/Recommended Operating Condition

項目	略号	MIN.	TYP.	MAX.	単位
電源電圧	V <sub>CC</sub>	6	10	16	V

##### 4-3. $\mu$ PC1228HA の電気的特性

表3 電気的特性/Electrical Characteristics ( $T_a=25^{\circ}\text{C}$ , V<sub>CC</sub>=10 V, f=1 kHz, R<sub>L</sub>=10 kΩ)

項目	略号	条件	回路	MIN.	TYP.	MAX.	単位
回路電流	I <sub>CC</sub>	v <sub>i</sub> =0	1	2.5	3.3	4.8	mA
開放電圧利得	A <sub>VO</sub>	v <sub>O</sub> =0.3 V, f=100 Hz	1	90	100		dB
電圧利得	A <sub>V</sub>	v <sub>O</sub> =0.3 V	2		40		dB
最大出力電圧	V <sub>OM</sub>	THD=1 %, NAB	2	1.0	2.0		V
ひずみ率	THD	v <sub>O</sub> =0.3 V, NAB	2		0.05	0.3	%
入力換算雑音電圧	v <sub>nin</sub>	R <sub>G</sub> =2.2 kΩ, NAB	3		1.1	1.7	μV <sub>r.m.s.</sub>
入力抵抗	R <sub>i</sub>		2	50	100		kΩ
クロストーク	CT	v <sub>O</sub> =1 V, 他チャンネル(v <sub>i</sub> =0, R <sub>G</sub> =2.2 kΩ)	4	-50	-65		dB
チャンネルバランス	ChB	v <sub>O</sub> =0.3 V	4	-0.3	0	+0.3	dB

#### 5. 外形図

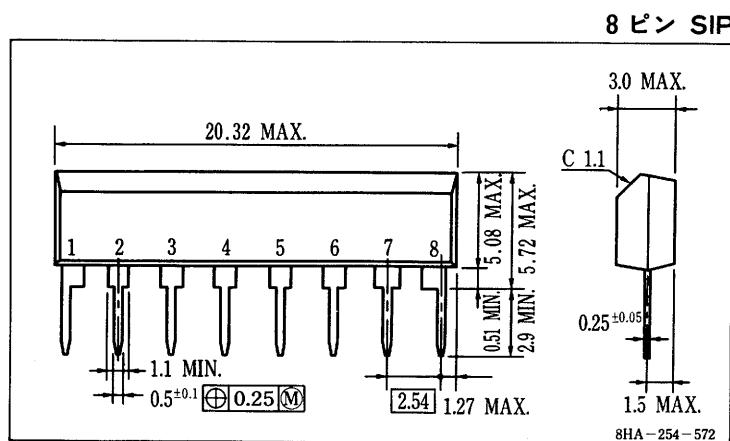


図2 外形図

### 6. $\mu$ PCI1228HA の測定回路

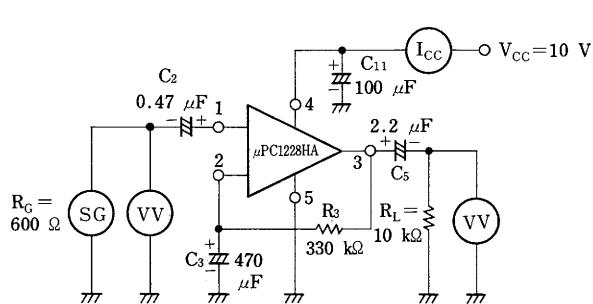


図3 測定回路1(チャンネル1を示す)  
Icc, Av<sub>o</sub>

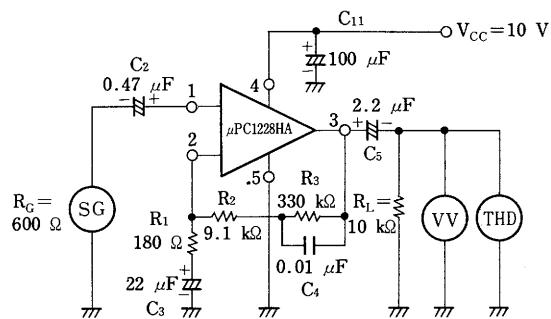


図4 測定回路2(チャンネル1を示す)  
Av, V<sub>OM</sub>, THD, Z<sub>in</sub>

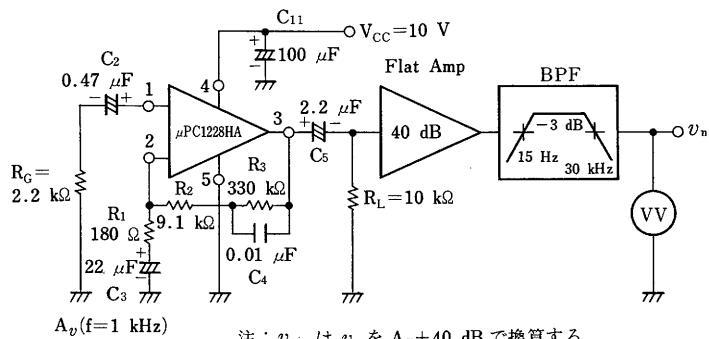


図5 測定回路3(チャンネル1を示す)  
V<sub>ain</sub>(注)

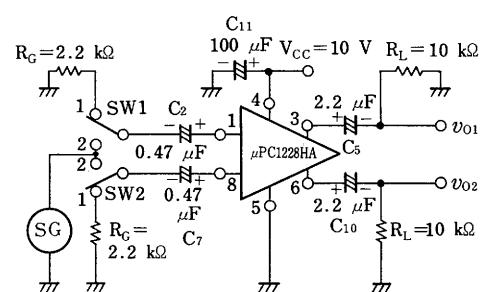


図6 測定回路4  
クロストーク, チャンネルバランス

注1: 外付部品は測定回路2に同じ、但し  
チャンネル間の誤差はないものとする。

注2: クロストーク

SW1→2, SW2→1,  $20 \log v_{02}/v_{01}$   
SW2→2, SW1→1,  $20 \log v_{01}/v_{02}$

注3: チャンネルバランス

SW1→2, SW2→2,  $20 \log v_{01}/v_{02}$

### 7. ブロックダイヤグラムと端子接続

表4 端子接続

端子No.	接続
1	入力 1
2	NFB 1
3	出力 1
4	電源 +V <sub>CC</sub>
5	GND
6	出力 2
7	NFB 2
8	入力 2

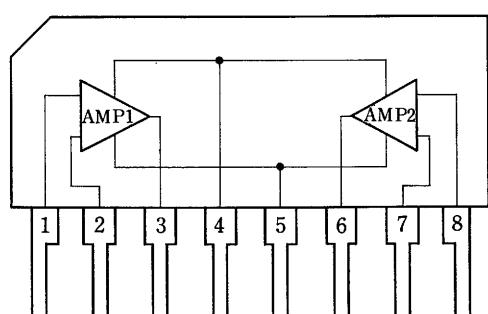


図7 ブロックダイアグラム

## 8. 外付部品の役割とその説明

### 8-1. 応用回路例

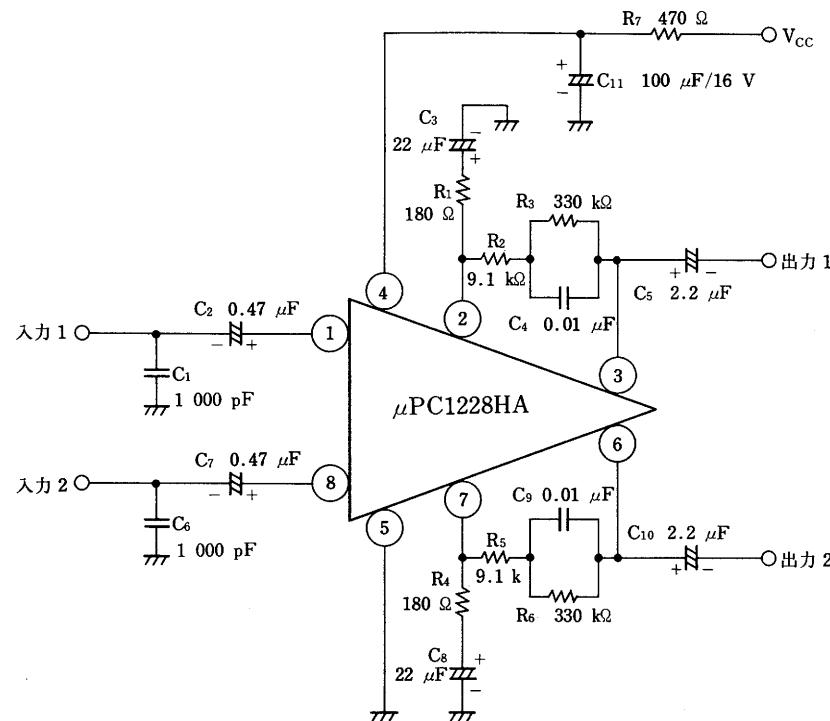


図8 応用回路例

### 8-2. 使用目的および推奨値

$C_1, C_6$ は、イグニッションその他の外來ノイズによる妨害および高信号源抵抗時の発振を防止するためのもので、1 000 pF程度が適当です。

$C_2, C_7$ は、入力のカッピング用です。NAB特性のプリアンプでは、低域での利得が高く、ICの $1/f$ 雑音が出力雑音として強調されます。したがって、低域でのインピーダンスが高くなりますと、 $1/f$ 雑音の信号源抵抗依存性により出力雑音電圧が増大しますので、インピーダンスを信号源抵抗よりも十分低くする必要があります。なお、 $C_2, C_7$ を2.2 μF以上にしますと、電源投入時の動作開始時間が長くなりますので、 $C_2, C_7$ は0.47 μF程度が適当です。

$C_3, C_8$ は負帰還回路のDCカット用のコンデンサで低域の周波数特性に影響します。(図22を参照してください。)また、これらの値が大きくなると電源投入時の動作開始時間が長くなりますので、 $C_3, C_8$ としては22 μFが適当です。

$C_4$ と $R_1, R_2, R_3$ ( $C_9$ と $R_4, R_5, R_6$ )とによりプリアンプとしての周波数特性および利得が決定されます。標準的なNAB特性を得るための時定数は次のようになります。

表5 標準NAB特性の時定数

テープスピード	9.5 cm/s	4.75 cm/s
$C_4 (R_2 + R_3)$	$3180 \mu s$	$1590 \mu s$
$C_4 \cdot R_2$	$90 \mu s$	$120 \mu s$

$C_{11}$ は電源ラインのバイパス用コンデンサで、 $R_7$ との比で電源リップル成分を減少させます。電源端子(④ピン)、GND端子(⑤ピン)のなるべく近くに $100 \mu F$ を挿入してください。 $R_7$ は大きすぎると減電圧特性が劣化し、小さすぎるとフィルタ効果が低下するので $470 \Omega$ 程度としてください。

$C_5, C_{10}$ は出力のカップリング用で、 $2.2 \mu F$ が適当です。

### 8-3. 負帰還素子と利得の設定

負帰還素子の $R_2, R_3 (R_5, R_6)$ を通して直流帰還を行ない、③(⑥)番端子の出力電位を得ています。出力電位は次式により表わされます。

$$V_{ODC} = (R_2 + R_3) \times 9 \times 10^{-6} + 0.7 \quad (V) \quad \text{——— (1)}$$

したがってある電源電圧における無ひずみ出力は、出力電位が約 $\frac{1}{2} V_{CC}$ となるように $R_2, R_3$ を設定することにより、最大となります。(図20を参照してください。)

$$V_{ODC} = \frac{1}{2} V_{CC}$$

$$\therefore R_2 + R_3 = (\frac{1}{2} V_{CC} - 0.7) / (9 \times 10^{-6}) \quad (\Omega) \quad \text{——— (2)}$$

ただし、 $R_2, R_3$ を(2)式のみで決定すると特に低温時に減電圧特性が悪化しますから、 $R_3$ として通常 $300 k\Omega$ 程度、④番ピンの電圧が $6 V$ 付近の場合には $200 k\Omega$ 程度を推奨いたします。(図21を参照してください。)したがって利得を設定する場合には、 $C_4, R_2, R_3 (C_9, R_5, R_6)$ を一定にし、 $R_1 (R_4)$ を変えることにより利得を設定します。(図23を参照してください。)

一般的な負帰還増幅回路では、 $A_v = A_{v0} / (1 + A_{v0} \beta)$ となり、負帰還素子のインピーダンスを $Z$ とすると、 $1 \ll A_v \ll A_{v0}$ という条件では、 $A_v = Z / R_1$ となります。(ただし、 $\beta = R_1 / (R_1 + Z)$ とします。)

したがって、 $R_1 = Z / A_v$ として求めることができます。 $(A_v, Z$ は、それぞれ $f=1 kHz$ における利得および負帰還素子のインピーダンス。)

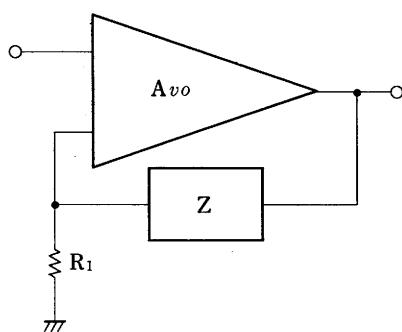


図9 負帰還増幅回路

8-4. 負帰還回路例

表 6 NAB の各時定数

テープスピード	9.5 cm/s	4.75 cm/s
$C_4 (R_2 + R_3)$	$3\ 180\ \mu s$	$1\ 590\ \mu s$
$C_4 \cdot R_2$	$90\ \mu s$	$120\ \mu s$

(1) テープスピード 9.5 cm/sの場合

$C_4 = 0.01\ \mu F$  とすると、 $R_2 = 9\ k\Omega$ ,  $R_3 = 309\ k\Omega$  となるので、 $R_2 = 9.1\ k\Omega$ ,  $R_3 = 330\ k\Omega$  を使用します。

また、 $Z = R_2 + R_3 // (1/j\omega C_4) = 18.7\ k\Omega$  となります。

(2) テープスピード 4.75 cm/sの場合

$C_4 = 0.0047\ \mu F$  とすると、 $R_2 = 25.5\ k\Omega$ ,  $R_3 = 313\ k\Omega$  となるので、 $R_2 = 27\ k\Omega$ ,  $R_3 = 330\ k\Omega$  を使用します。また、 $Z = 34.3\ k\Omega$  となります。

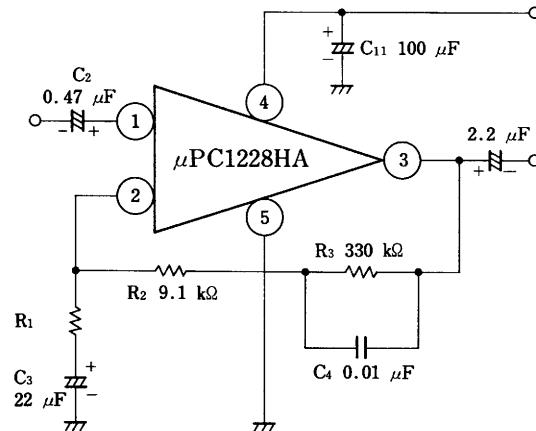


図10 テープスピード 9.5 cm/sの場合

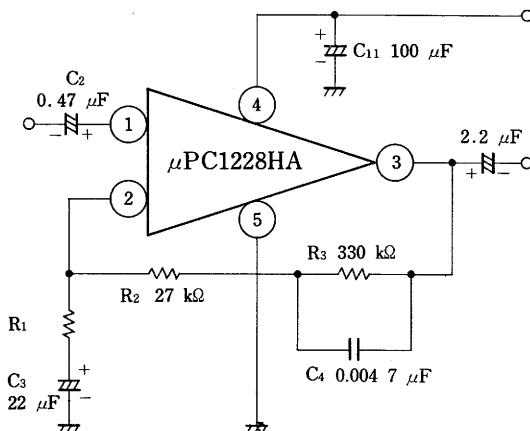


図11 テープスピード 4.75 cm/sの場合

$A_v$	35	40	45	dB
$R_1$	330	180	100	$\Omega$

$A_v$	35	40	45	dB
$R_1$	620	330	180	$\Omega$

8-5. まとめ

表7 外付部品のまとめ

外付部品	使 用 目 的	推奨値	推奨値より小さい場合	推奨値より大きい場合
C <sub>1</sub> (C <sub>6</sub> )	○イグニッションノイズ、電波障害、発振などの防止。	1 000 pF	○ノイズなどの影響をうけやすくなる。	○高域特性が劣化。
C <sub>2</sub> (C <sub>7</sub> )	○入力のカップリング用。	0.47 μF	○低域特性が劣化。 ○出力雑音が増加。	○動作開始時間が長くなる。
C <sub>3</sub> (C <sub>8</sub> )	○負帰還回路のDCカット用。	22 μF	○低域特性が劣化。 ○動作開始時間小。	○低域特性の改善。 ○動作開始時間大。
R <sub>1</sub> (R <sub>4</sub> )	○イコライザアンプの利得を決定。	180 Ω	○利得が高くなる。	○利得が低くなる。
R <sub>2</sub> (R <sub>5</sub> ) R <sub>3</sub> *(R <sub>6</sub> ) C <sub>4</sub> (C <sub>9</sub> )	○イコライザアンプの周波数特性を決定。	9.1 kΩ 330 kΩ 0.01 μF	○ターンオーバ周波数が高くなる。 (*V <sub>OM</sub> が低下する。) (*減電圧特性の改善。)	○ターンオーバ周波数が低くなる。 (*V <sub>OM</sub> が大きくなる。) (*減電圧特性の劣化。)
C <sub>5</sub> (C <sub>10</sub> )	○出力のカップリング用。	2.2 μF	○低域特性が劣化。	○低域特性の改善。
R <sub>7</sub>	○電源リップル成分の除去用。 (パワーアンプと接続した場合の安定度の点から220 Ω以上で使用のこと。 R <sub>7</sub> を100 Ωで使用する場合にはC <sub>11</sub> を220 μF以上としてください。)	470 Ω	○SVRが低下する。 ○減電圧特性の改善。	○SVRが良くなる。 ○減電圧特性が劣化。
C <sub>11</sub>	○電源リップル成分の除去用。	100 μF	○SVRが低下する。	○SVRが良くなる

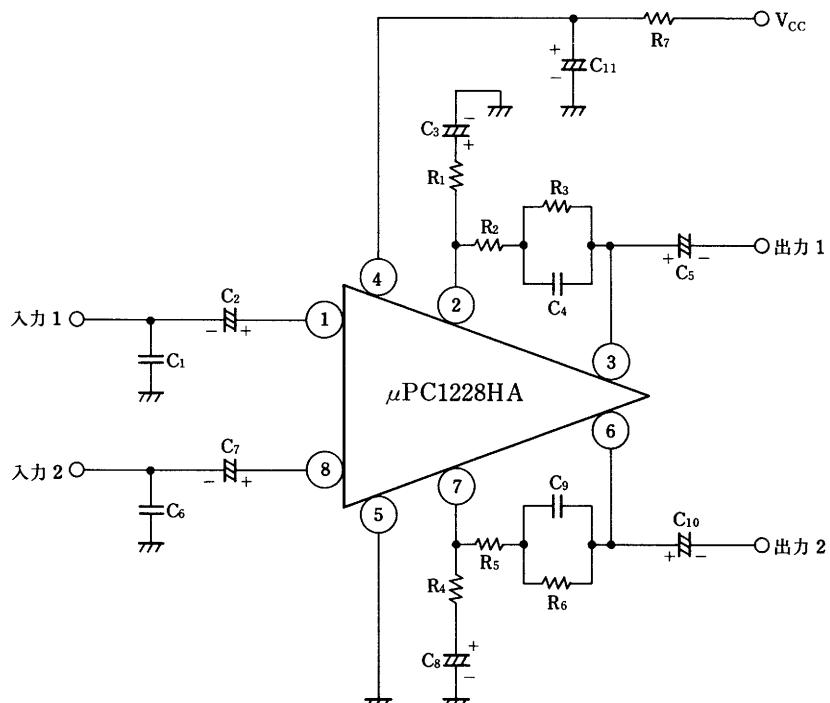


図12 外付部品

### 9. 信号切換回路への応用例

$\mu$ PC1228HAの出力はSEPP回路となっており、低負荷抵抗までドライブできます。また出力から直流電流を取出すことも可能で、図13のように構成することにより、信号切換回路を簡略化することができます。

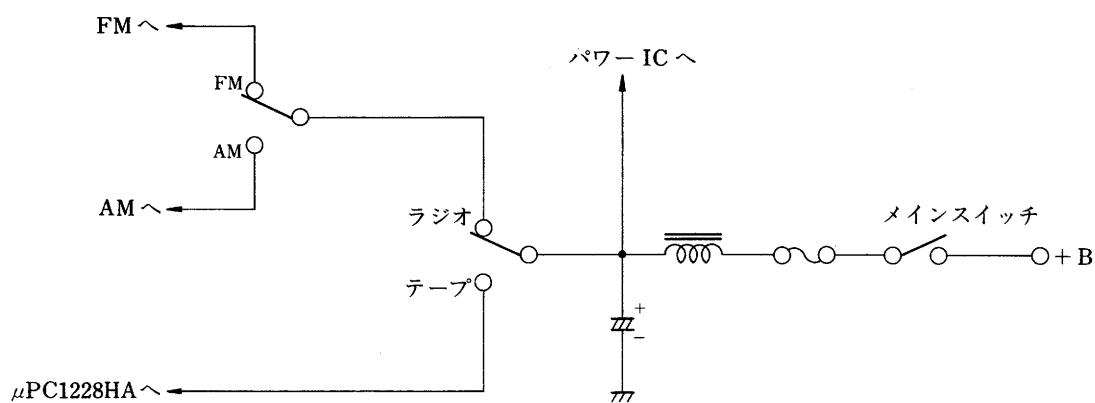
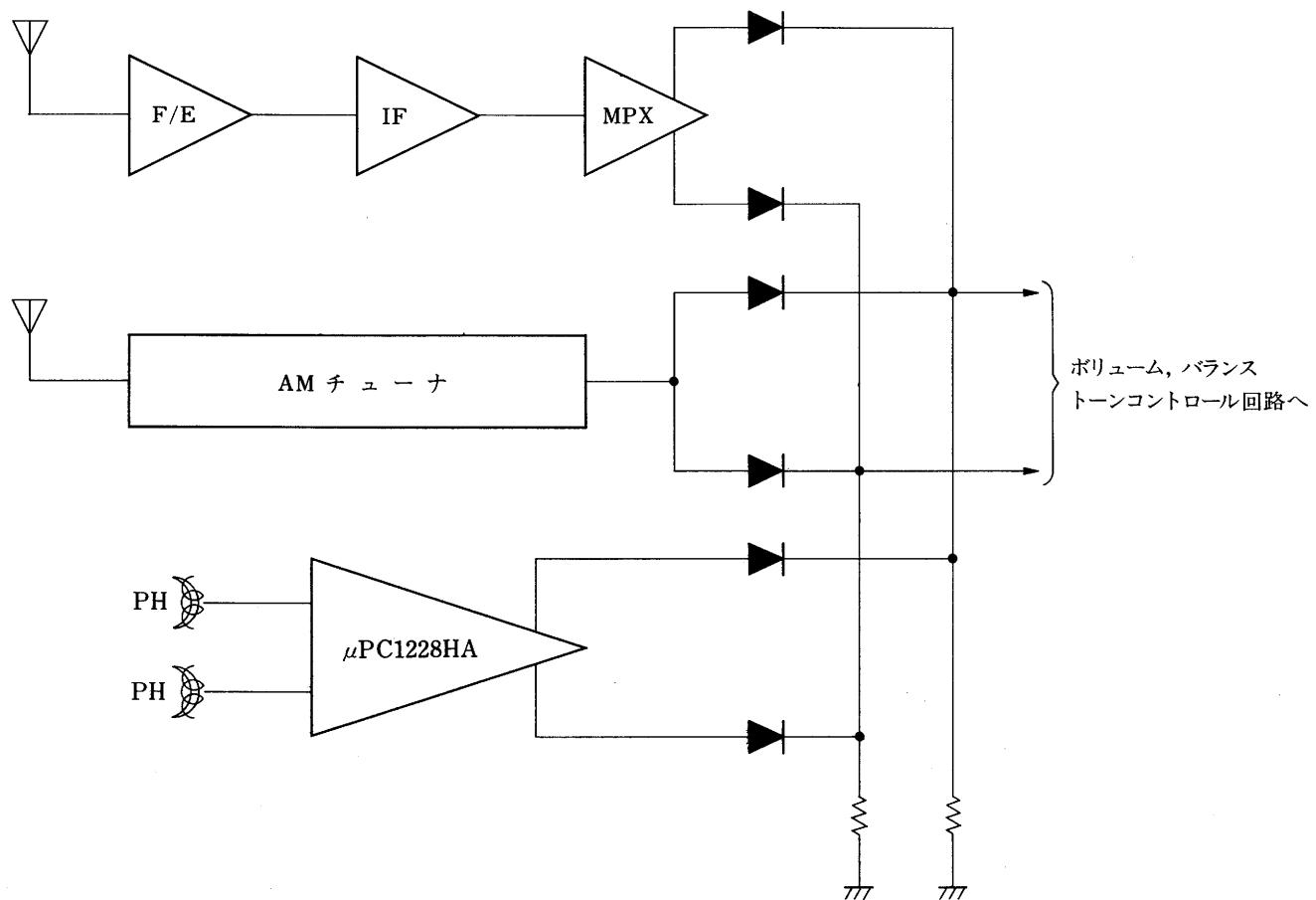


図13 信号切換回路

## 10. 特性曲線 / Typical Characteristics

図14  $v_o - v_i$  特性

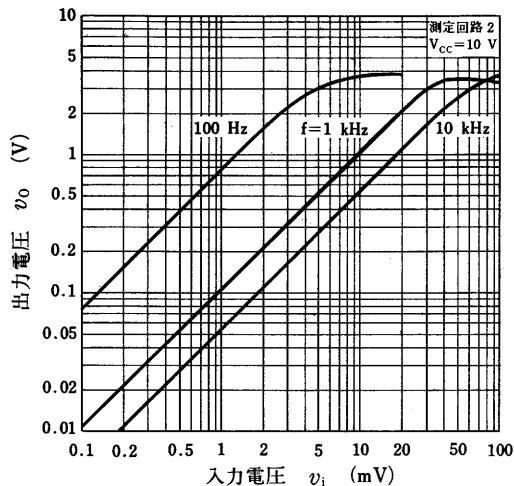


図15 THD- $v_o$  特性

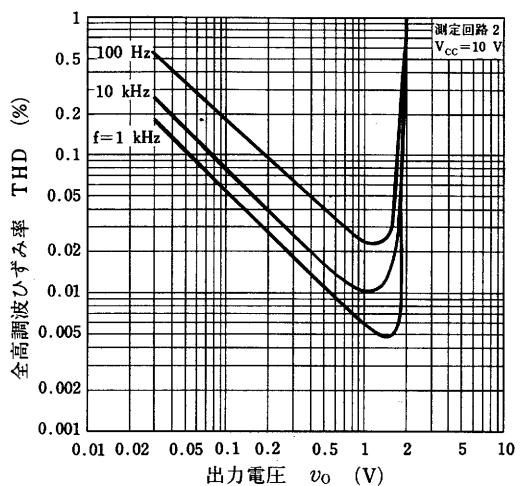


図16 THD- $v_o$  特性

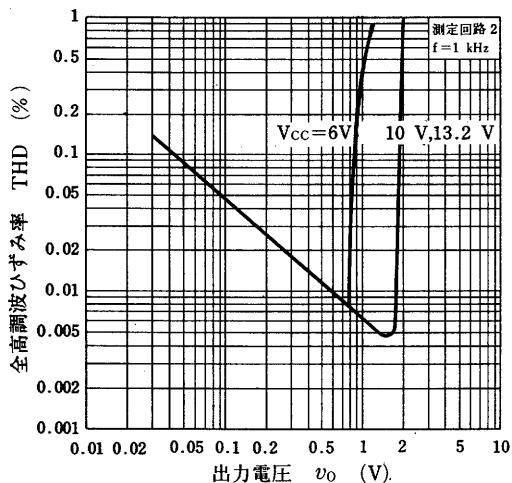


図17  $A_{vO}$ ,  $A_{v-f}$  特性

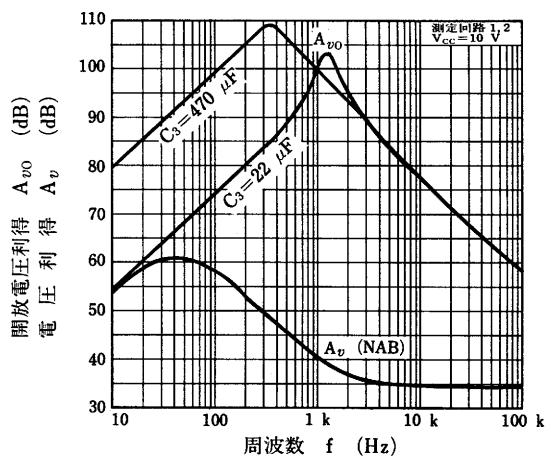


図18  $V_{OM}-R_L$  特性

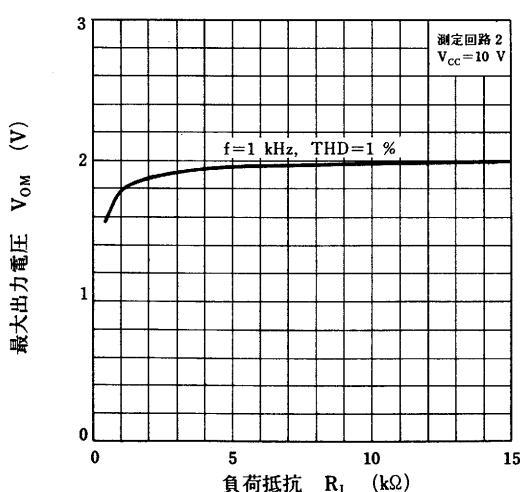


図19  $I_{CC}$ ,  $V_{OM}$ ,  $A_v$ ,  $A_{vO}-V_{CC}$  特性

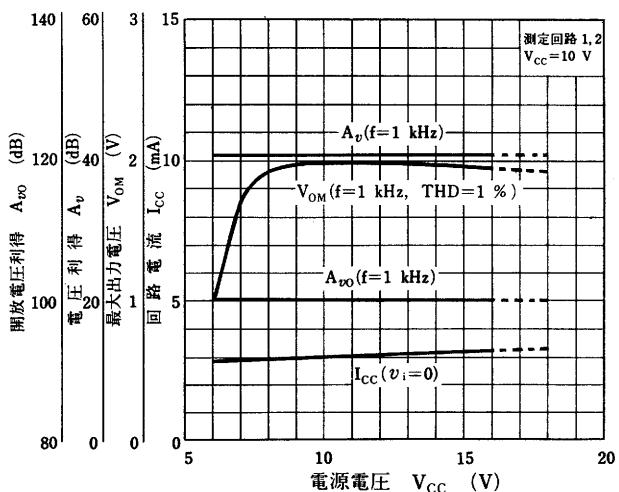


図20  $V_{OM}$ - $R_3$  特性

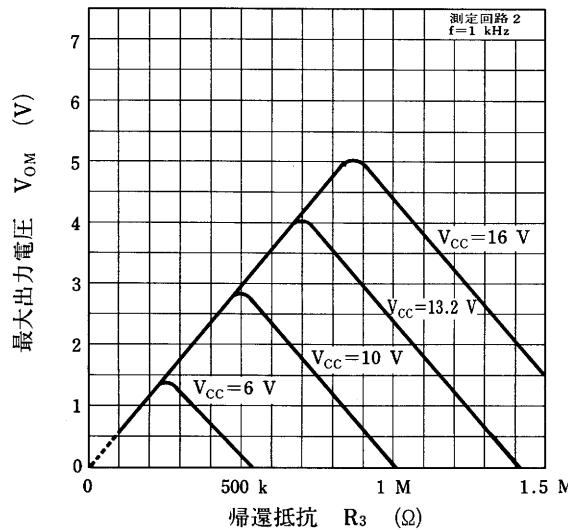


図21  $V_{OM}$ - $V_{CC}$  特性

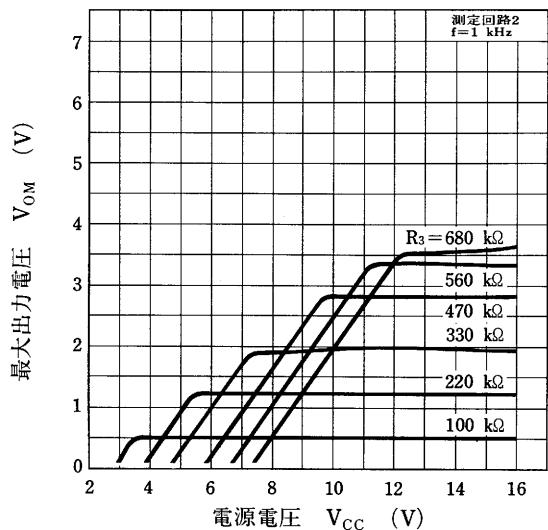


図22  $C_3$  をえた場合の周波数特性

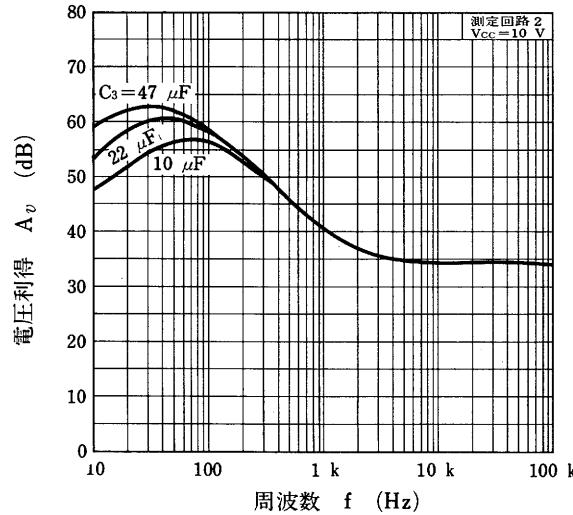


図23  $R_1$  をえた場合の周波数特性

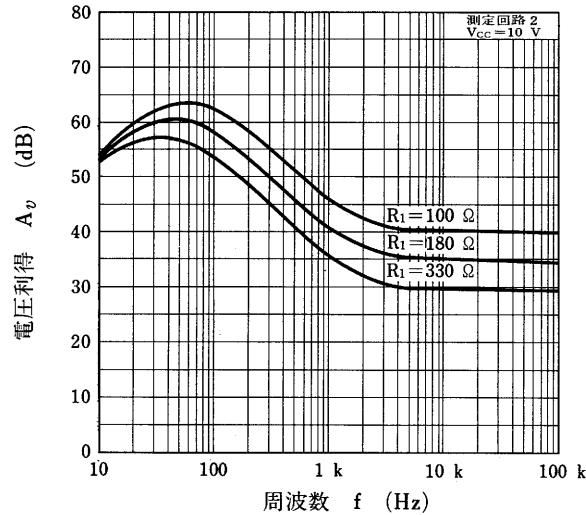


図24  $V_{nin}$ - $R_G$  特性

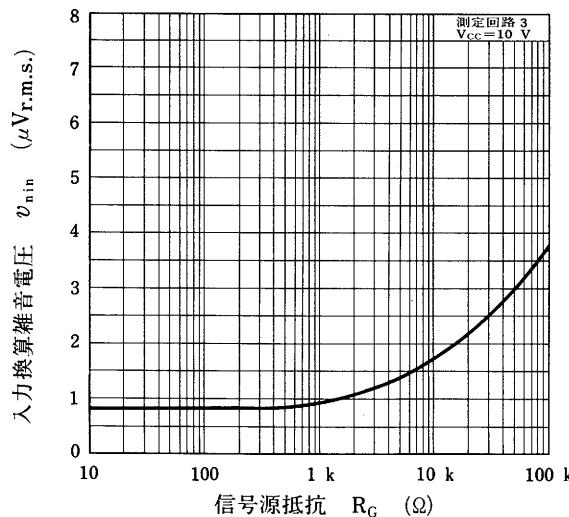


図25 CT-f 特性

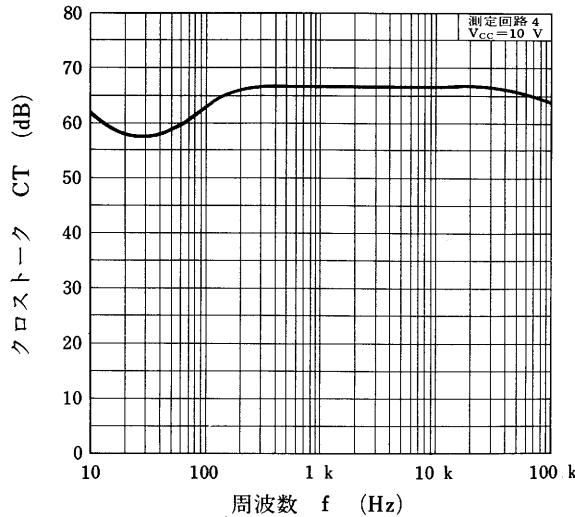


図26  $A_{vo}$ ,  $I_{CC}$ ,  $V_{OM}$ – $T_a$  特性

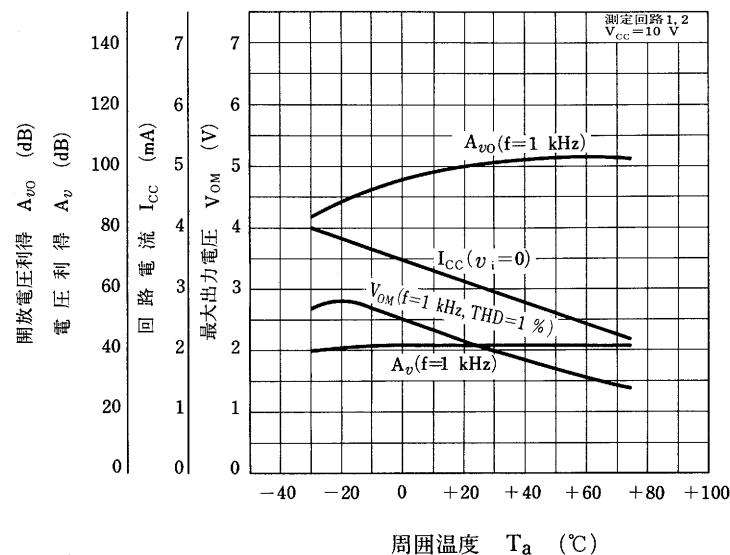
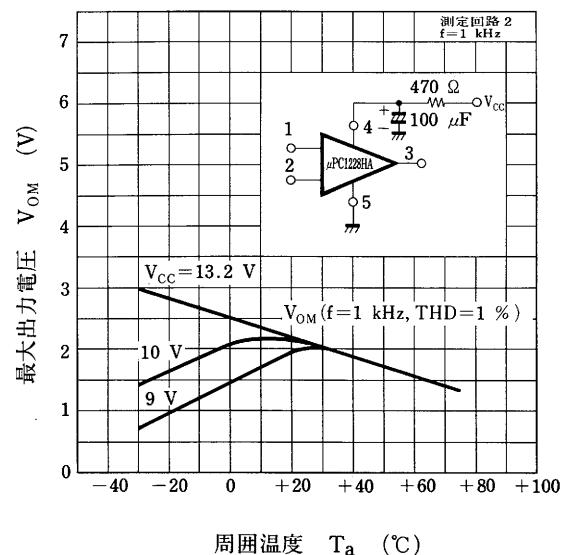


図27  $V_{OM}$ – $T_a$  特性



## 11. 應用回路例

### 11-1. 應用回路例 1

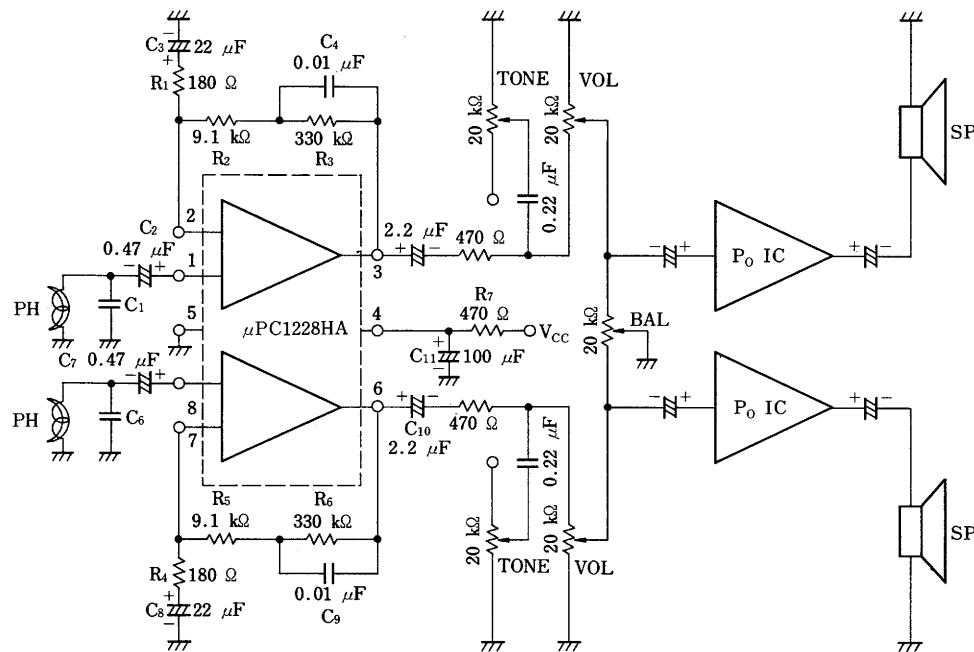


図28 應用回路例 1

### 11-2. 應用回路例 2

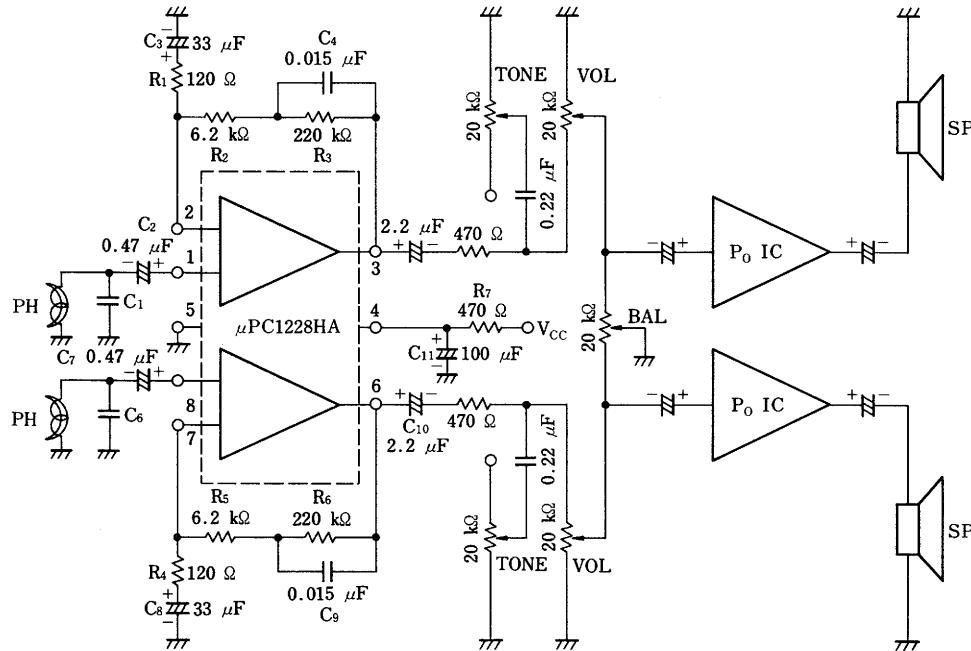


図29 應用回路例 2

$\mu\text{PC}1228\text{HA}$  の④番ピン-⑤番ピン間で端子電圧が 6 V付近となるような場合には応用回路例 2 の定数を推奨いたします。

12. プリント配線板部品取付図

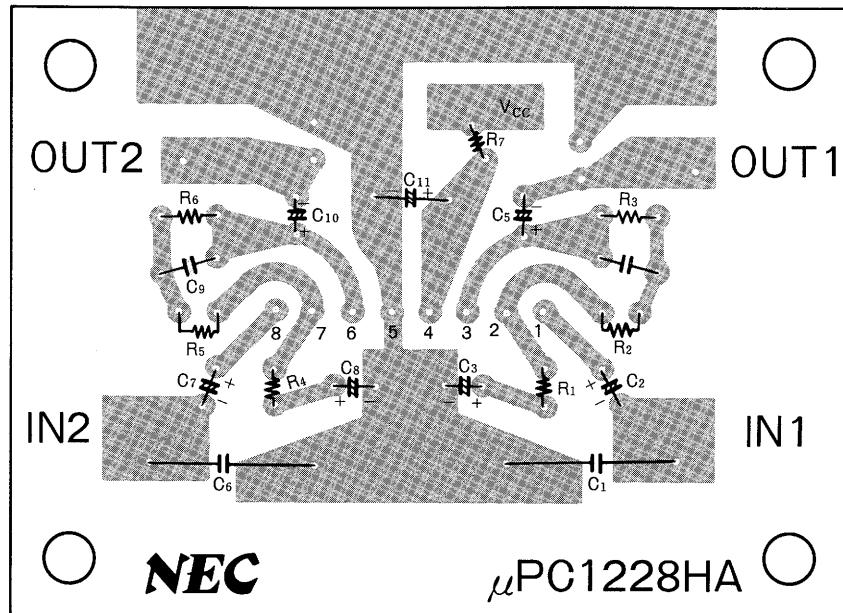


図30 プリント配線板部品取付図(銅箔面を示す。)

本資料に掲載の応用回路および回路定数は、部品の偏差や温度特性を考慮した量産設計を対象とするものではありません。  
また、掲載回路に関する特許につきましては、弊社ではその責を負いかねますのでご了承ください。

本製品が外国為替および外國貿易管理法の規定により戦略物資等(または役務)  
に該当する場合には、日本国外に輸出する際に日本国政府の輸出許可が必要です。

## NEC 日本電気株式会社

本 社 東京都港区芝五丁目33番1号(日本電気本社ビル) 〒108 東京(03)454-1111

半導体 販売事業部 東京都港区芝五丁目29番11号(日本電気住友ビル) 〒108 東京(03)456-6111

関西支社 大阪市北区堂島浜一丁目2番6号(新大阪ビル) 〒530 大阪(06)348-1461

半導体販売部 大阪市北区堂島浜一丁目2番6号(新大阪ビル) 〒530 大阪(06)348-1466

中部支社 電子デバイス 販売部 名古屋市中区栄四丁目15番32号(日建住友ビル) 〒460 名古屋(052)262-3611

松本支店 松本(0263)35-1666

上諏訪支店 上諏訪(0266)53-5350

北海道支社 札幌(011)231-0161  
東北支社 仙台(0222)61-5511  
中部支社 群山(0249)23-5511  
いわき支店 千葉(0246)21-5511  
新潟支店 新潟(0252)47-6101  
水戸支店 水戸(0292)26-1717  
土浦支店 土浦(0298)23-6161  
神奈川支社 横浜(045)662-1621  
群馬支店 高崎(0273)26-1255  
大田支店 大田(0276)46-4011  
宇都宮支店 宇都宮(0286)21-2281  
長野支店 長野(0262)35-1444  
松本支店 松本(0263)35-1666  
上諏訪支店 上諏訪(0266)53-5350

甲府支店 甲府(0552)24-4141  
郡山支店 郡山(0988)66-5611  
立川支店 立川(0425)26-0911  
千葉支店 千葉(0472)27-5441  
静岡支店 静岡(0542)55-2211  
岡山支店 岡山(0542)53-0178  
浜松支店 浜松(0764)23-1621  
富山支店 富山(0764)31-8461  
広島支店 広島(082)247-4111  
岡山支店 岡山(0862)25-4455  
高松支店 高松(0878)22-4141  
四国支店 四国(0899)45-4111  
松山支店 松山(092)713-5151  
九州支店 福岡(092)713-5151  
北九州支店 北九州(093)541-2887