

MIXIM

5次、ローパス、エリプティック、 スイッチトキャパシタフィルタ

概要

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415は、+5V 単一(MAX7408/MAX7411)又は+3V単一(MAX7412/ MAX7415)電源で動作する5次のローパス、エリプ ティック、スイッチトキャパシタフィルタ(SCF)です。 消費電流は僅か1.2mAで、コーナ周波数が1Hzから 15kHzまでのため、低電力のDACポストフィルタリング やアンチエリアシングアプリケーションに最適です。 低消費電力モードで使用すれば、動作電流を0.2µAに まで抑えることができます。

クロックは2種類あります。セルフクロック(外付コン デンサ1個が必要)あるいは、カットオフ周波数のコーナ を急峻にしたい場合は外部クロックを使用します。オフ セット調整ピンにより、DC出力レベルを調整できます。 MAX7408/MAX7412は、遷移比1.6という急峻な ロールオフ特性と、減衰量53dBのストップバンドを 実現します。MAX7411/MAX7415は、遷移比1.25と いう急峻なロールオフ特性と、減衰量37dBのストップ バンドを実現します。周波数特性が固定なので、設計者 はクロック周波数を選ぶだけです。

アプリケーション

ADCアンチエリアシング

CT2基地局

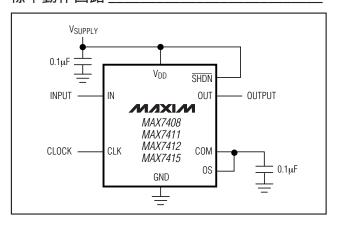
DACポストフィルタリング

音声処理

選択ガイド

部品番号	遷移比	動作電圧(V)
MAX7408	r = 1.6	+5
MAX7411	r = 1.25	+5
MAX7412	r = 1.6	+3
MAX7415	r = 1.25	+3

標準動作回路



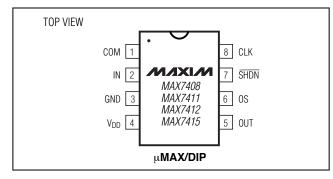
特長

- ◆ 5次エリプティックローパスフィルタ
- ◆ 低ノイズおよび低歪み:-80dB THD+ノイズ
- ◆ クロックによりコーナ周波数が調整可能 $(1Hz \sim 15kHz)$
- ◆ 単一電源動作:
 - +5V(MAX7408/MAX7411)
 - +3V(MAX7412/MAX7415)
- ◆ 低消費電力:
 - 1.2mA(動作モード)
- ◆ パッケージ:8ピンμMAX/DIP
- ◆ 低出力オフセット:±4mV

型番

PART	TEMP. RANGE	PIN-PACKAGE
MAX7408CPA	0°C to +70°C	8 Plastic DIP
MAX7408CUA	0°C to +70°C	8 µMAX
MAX7408EPA	-40°C to +85°C	8 Plastic DIP
MAX7408EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX
MAX7411CPA	0°C to +70°C	8 Plastic DIP
MAX7411CUA	0°C to +70°C	8 µMAX
MAX7411EPA	-40°C to +85°C	8 Plastic DIP
MAX7411EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX
MAX7412CPA	0°C to +70°C	8 Plastic DIP
MAX7412CUA	0°C to +70°C	8 µMAX
MAX7412EPA	-40°C to +85°C	8 Plastic DIP
MAX7412EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX
MAX7415CPA	0°C to +70°C	8 Plastic DIP
MAX7415CUA	0°C to +70°C	8 µMAX
MAX7415EPA	-40°C to +85°C	8 Plastic DIP
MAX7415EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX

ピン配置



ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

V _{DD} to GND0.3V to	+6V
IN, OUT, COM, OS, CLK, SHDN0.3V to (V _{DD} + 0	0.3V)
OUT Short-Circuit Duration	1sec
Continuous Power Dissipation ($T_A = +70^{\circ}C$)	
8-Pin DIP (derate 6.90mW/°C above +70°C)552	2mW
8-Pin µMAX (derate 4.1mW/°C above +70°C)330	0mW

Operating Temperature Ranges	
MAX74C_A	0°C to +70°C
MAX74E_A	40°C to +85°C
Storage Temperature Range	65°C to +160°C
Lead Temperature (soldering, 10sec)	+300°C

Stresses beyond those listed under "Absolute Maximum Ratings" may cause permanent damage to the device. These are stress ratings only, and functional operation of the device at these or any other conditions beyond those indicated in the operational sections of the specifications is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

ELECTRICAL CHARACTERISTICS—MAX7408/MAX7411

 $(V_{DD} = +5V;$ filter output measured at OUT, $10k\Omega$ || 50pF load to GND at OUT, $\overline{SHDN} = V_{DD}$, OS = COM, $0.1\mu F$ from COM to GND, f_{CLK} = 100kHz, T_A = T_{MIN} to T_{MAX}, unless otherwise noted. Typical values are at T_A = $+25^{\circ}C$.)

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS	
FILTER			'				
Corner-Frequency Range	fC	(Note 1)	0	.001 to	15	kHz	
Clock-to-Corner Ratio	fCLK/fC			100:1			
Clock-to-Corner Tempco				10		ppm/°C	
Output Voltage Range			0.25		V _{DD} - 0.25	V	
Output Offset Voltage	Voffset	$V_{IN} = V_{COM} = V_{DD} / 2$		±4	±25	mV	
DC Insertion Gain with Output Offset Removed		V _{COM} = V _{DD} / 2 (Note 2)	0	0.2	0.4	dB	
Total Harmonic Distortion plus Noise	THD+N	f _{IN} = 200Hz, V _{IN} = 4Vp-p, measurement bandwidth = 22kHz		-81		dB	
Offset Voltage Gain	Aos	OS to OUT		1		V/V	
COM Voltage Pange	A Voltage Penge	Input, COM externally driven	V _{DD} - 0.5	<u>V_{DD}</u>	$\frac{V_{DD}}{2} + 0.5$	V	
COM Voltage Range	Vсом	Output, COM internally driven	<u>V_{DD}</u> - 0.2	V _{DD}	$\frac{V_{DD}}{2} + 0.2$	V	
Input Voltage Range at OS	Vos	Measured with respect to COM		±0.1		V	
Input Resistance at COM	R _{COM}		110	180		kΩ	
Clock Feedthrough		T _A = +25°C		5		mVp-p	
Resistive Output Load Drive	RL		10	1		kΩ	
Maximum Capacitive Load at OUT	CL		50	500		pF	
Input Leakage Current at COM		SHDN = GND, V _{COM} = 0 to V _{DD}		±0.2	±10	μΑ	
Input Leakage Current at OS		Vos = 0 to V _{DD}		±0.2	±10	μΑ	
CLOCK							
Internal Oscillator Frequency	fosc	Cosc = 1000pF (Note 3)	19	27	34	kHz	
Clock Output Current (Internal Oscillator Mode)	I _{CLK}			±12	±20	μΑ	
Clock Input High	V _{IH}		4.5			V	
Clock Input Low	V _{IL}				0.5	V	

ELECTRICAL CHARACTERISTICS—MAX7408/MAX7411 (continued)

 $(V_{DD} = +5V; filter output measured at OUT, 10k\Omega | | 50pF load to GND at OUT, $\overline{SHDN} = V_{DD}, OS = COM, 0.1\mu F from COM to GND, f_{CLK} = 100kHz, T_A = T_{MIN} to T_{MAX}, unless otherwise noted. Typical values are at T_A = +25°C.)$

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
POWER REQUIREMENTS						
Supply Voltage	V _{DD}		4.5		5.5	V
Supply Current	I _{DD}	Operating mode, no load		1.16	1.5	mA
Shutdown Current	ISHDN	SHDN = GND		0.2	1	μΑ
Power-Supply Rejection Ratio	PSRR	Measured at DC		70		dB
SHUTDOWN						
SHDN Input High	V _{SDH}		4.5			V
SHDN Input Low	V _{SDL}				0.5	V
SHDN Input Leakage Current		$V_{\overline{SHDN}} = 0$ to V_{DD}		±0.2	±10	μΑ

ELECTRICAL CHARACTERISTICS—MAX7412/MAX7415

 $(V_{DD} = +3V, filter output measured at OUT pin, <math>10k\Omega \mid \mid 50pF load to GND at OUT, \overline{SHDN} = V_{DD}, OS = COM, 0.1\mu F from COM to GND, f_{CLK} = 100kHz; T_A = T_{MIN} to T_{MAX}, unless otherwise noted. Typical values are at T_A = +25°C.)$

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
FILTER CHARACTERISTICS						
Corner-Frequency Range	fC	(Note 1)	O	.001 to	15	kHz
Clock-to-Corner Ratio	f _{CLK} /f _C			100:1		
Clock-to-Corner Tempco				10		ppm/°C
Output Voltage Range			0.25		V _{DD} - 0.25	V
Output Offset Voltage	Voffset	V _{IN} = V _{COM} = V _{DD} / 2		±4	±25	mV
DC Insertion Gain with Output Offset Removed		V _{COM} = V _{DD} / 2 (Note 2)	0	0.2	0.4	dB
Total Harmonic Distortion plus Noise	THD+N	f _{IN} = 200Hz, V _{IN} = 2.5Vp-p, measurement bandwidth = 22kHz		-79		dB
Offset Voltage Gain	Aos	OS to OUT		1		V/V
COM Voltage Range	V _{COM}		V _{DD} - 0.1	<u>V_{DD}</u>	$\frac{V_{DD}}{2} + 0.1$	V
Input Voltage Range at OS	Vos	Measured with respect to COM		±0.1		V
Input Resistance at COM	Rcom		110	180		kΩ
Clock Feedthrough		T _A = +25°C		3		mVp-p
Resistance Output Load Drive	RL		10	1		kΩ
Maximum Capacitive Load at OUT	CL		50	500		рF
Input Leakage Current at COM		SHDN = GND, V _{COM} = 0 to V _{DD}		±0.2	±10	μΑ
Input Leakage Current at OS		$V_{OS} = 0$ to V_{DD}		±0.2	±10	μΑ

ELECTRICAL CHARACTERISTICS—MAX7412/MAX7415 (continued)

 $(V_{DD} = +3V, \text{ filter output measured at OUT pin, } 10k\Omega \parallel 50pF \text{ load to GND at OUT, } \overline{SHDN} = V_{DD}, \text{ OS} = COM, } 0.1\mu\text{F from COM to GND, } f_{CLK} = 100kHz; T_A = T_{MIN} \text{ to } T_{MAX}, \text{ unless otherwise noted. Typical values are at } T_A = +25^{\circ}\text{C.})$

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
CLOCK			1			•
Internal Oscillator Frequency	fosc	Cosc = 1000pF (Note 3)	19	27	34	kHz
Clock Output Current (Internal Oscillator Mode)	ICLK	V _{CLK} = 0 or 3V		±12	±20	μА
Clock Input High	VIH		2.5			V
Clock Input Low	V _{IL}				0.5	V
POWER REQUIREMENTS	•		<u> </u>			
Supply Voltage	V _{DD}		2.7		3.6	V
Supply Current	I _{DD}	Operating mode, no load		1.13	1.5	mA
Shutdown Current	ISHDN	SHDN = GND		0.2	1	μΑ
Power-Supply Rejection Ratio	PSRR	Measured at DC		70		dB
SHUTDOWN	•					•
SHDN Input High	V _{SDH}		2.5			V
SHDN Input Low	V _{SDL}				0.5	V
SHDN Input Leakage Current		V SHDN = 0 to VDD		±0.2	±10	μΑ

ELLIPTIC FILTER (r = 1.6) CHARACTERISTICS—MAX7408/MAX7412

 $(V_{DD} = +5V \text{ for MAX7408}, V_{DD} = +3V \text{ for MAX7412}; \text{ filter output measured at OUT; } 10k\Omega \text{ } || 50pF \text{ load to GND at OUT; } \overline{SHDN} = V_{DD}; \\ V_{COM} = V_{OS} = V_{DD} / 2; \text{ } f_{CLK} = 100kHz; T_A = T_{MIN} \text{ to } T_{MAX}; \text{ unless otherwise noted. Typical values are at } T_A = +25^{\circ}C.) \text{ (Note 3)}$

PARAMETER	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
	$f_{IN} = 0.34f_{C}$	-0.4	-0.2	0.4	
	$f_{IN} = 0.63f_{C}$	-0.4	0.2	0.4	
_	$f_{IN} = 0.84f_{C}$	-0.4	-0.2	0.4	dB
Insertion Gain with DC Gain Error Removed	$f_{\text{IN}} = 0.96f_{\text{C}}$	-0.4	0.2	0.4	
(Note 4)	$f_{IN} = f_{C}$	-0.7	-0.2	0.2	ub
(rete i)	$f_{\text{IN}} = 1.60 f_{\text{C}}$		-53.4	-50	
	$f_{IN} = 1.90f_{C}$		-53.4	-50	
	$f_{IN} = 4.62f_{C}$		-53.4	-50	

ELLIPTIC FILTER (r = 1.25) CHARACTERISTICS—MAX7411/MAX7415

 $(V_{DD} = +5V \text{ for MAX7411}, V_{DD} = +3V \text{ for MAX7415}; \text{ filter output measured at OUT; } 10k\Omega \mid | 50pF \text{ load to GND at OUT; } \overline{SHDN} = V_{DD}, V_{COM} = V_{OS} = V_{DD} / 2; f_{CLK} = 100kHz; T_A = T_{MIN} \text{ to } T_{MAX}; \text{ unless otherwise noted. Typical values are at } T_A = +25^{\circ}C.) \text{ (Note 3)}$

PARAMETER	CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS
	$f_{IN} = 0.38f_{C}$	-0.4	-0.2	0.4	
	$f_{\text{IN}} = 0.68f_{\text{C}}$	-0.4	0.2	0.4	
	$f_{\text{IN}} = 0.87f_{\text{C}}$	-0.4	-0.2	0.4	
Insertion Gain with DC Gain Error Removed	$f_{IN} = 0.97f_{C}$	-0.4	0.2	0.4	dB
(Note 4)	$f_{IN} = f_{C}$	-0.7	-0.2	0.2	ub
(reterry	$f_{IN} = 1.25f_{C}$		-38.5	-34	
	$f_{\text{IN}} = 1.43f_{\text{C}}$		-37.2	-35	
	$f_{IN} = 3.25f_{C}$		-37.2	-35	

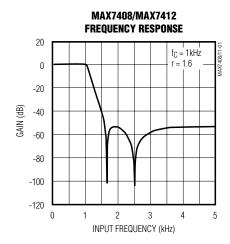
Note 1: The maximum f_C is defined as the clock frequency f_{CLK} = 100 · f_C at which the peak SINAD drops to 68dB with a sinusoidal input at 0.2f_C.

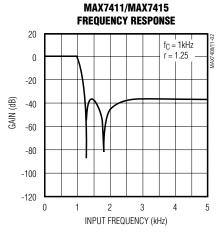
Note 2: DC insertion gain is defined as $\Delta V_{OUT} / \Delta V_{IN}$. **Note 3:** fosc (kHz) $\approx 27 \cdot 10^3 / C_{OSC}$ (Cosc in pF).

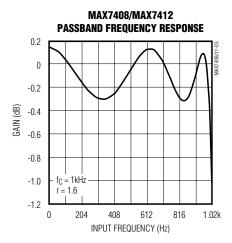
Note 4: The input frequencies, f_{IN}, are selected at the peaks and troughs of the ideal elliptic frequency responses.

標準動作特性

 $(V_{DD} = +5V \text{ for MAX7408/MAX7411}, V_{DD} = +3V \text{ for MAX7412/MAX7415}; f_{CLK} = 100kHz; \overline{SHDN} = V_{DD}; V_{COM} = V_{OS} = V_{DD} / 2; T_{A} = +25^{\circ}C; \text{ unless otherwise noted.})$

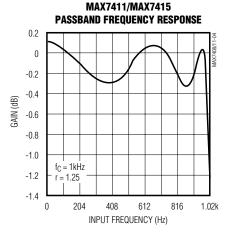


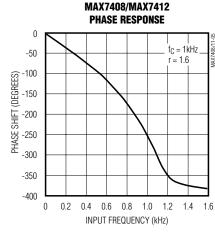


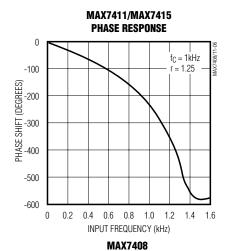


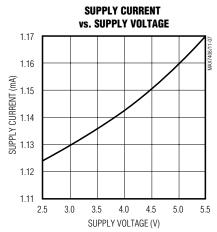
標準動作特性(続き)

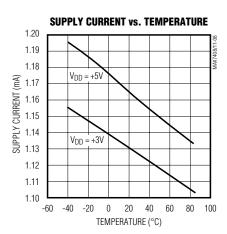
 $(V_{DD} = +5V \text{ for MAX7408/MAX7411}, V_{DD} = +3V \text{ for MAX7412/MAX7415}; f_{CLK} = 100 \text{kHz}; \overline{SHDN} = V_{DD}; V_{COM} = V_{OS} = V_{DD} / 2; T_{A} = +25^{\circ}\text{C}; \text{ unless otherwise noted.})$

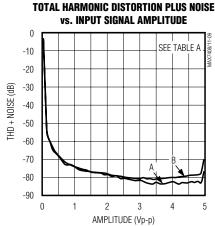












MAX7411
TOTAL HARMONIC DISTORTION PLUS NOISE
vs. INPUT SIGNAL AMPLITUDE

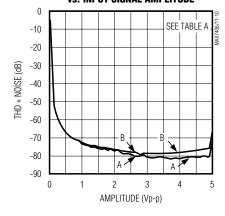
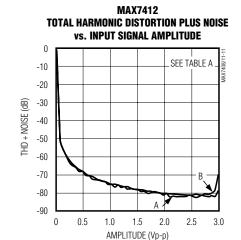


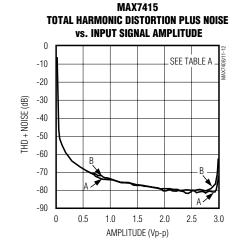
Table A. THD + Noise Test Conditions

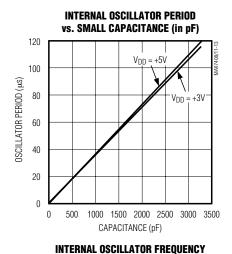
LABEL	f _{IN} (Hz)	I TOLK		MEASUREMENT BANDWIDTH (kHz)
А	200	1	100	22
В	1k	5	500	80

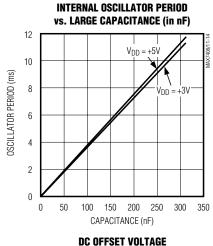
標準動作特性(続き)

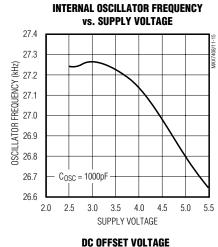
 $(V_{DD} = +5V \text{ for MAX7408/MAX7411}, V_{DD} = +3V \text{ for MAX7412/MAX7415}; f_{CLK} = 100kHz; \overline{SHDN} = V_{DD}; V_{COM} = V_{OS} = V_{DD} / 2; T_A = +25^{\circ}C; unless otherwise noted.)$

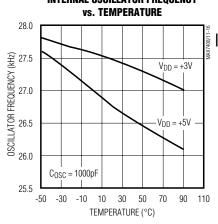


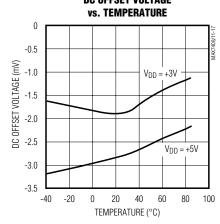


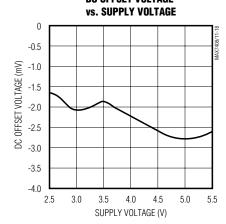












端子説明

端子	名称	機能
1	СОМ	コモン入力ピン。内部で中点の電源にバイアス。外部へは0.1µFのコンデンサを介してGNDへ接続。 内部バイアスを無効にするには外部電圧で駆動。
2	IN	フィルタ入力
3	GND	グランド
4	V _{DD}	正電圧入力。MAX7408/MAX7411は+5V; MAX7412/MAX7415は+3V
5	OUT	フィルタ出力
6	OS	オフセット調整入力。出力オフセットの調整には、分圧抵抗付きのOSを外部電源とグランドの間にバイアス。 オフセット調整が不要の場合、OSとCOMを接続。
7	SHDN	シャットダウン入力。シャットダウンモードにする場合はロー;通常動作にはハイ又はV _{DD} に接続。
8	CLK	クロック入力。CLKからの外付けコンデンサ(C _{OSC})をGNDに接続して、内部発振器の周波数を設定。 内部発振器を無効とするには、外部クロックに接続。

詳細

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415ファミリは5次のエリプティックローパスフィルタで、急峻なロールオフ特性と良好な阻止特性が得られます。クロック/コーナ周波数比は100:1、最大コーナ周波数は15kHzです。

スイッチトキャパシタフィルタ(SCF)の多くは、バイクワッドで設計されています。各ステージは2ポール・ゼロペアとなっており、カスケード接続することによって高次のフィルタを構成できます。バイクワッド型の利点は設計が簡単なことです。しかし各ステージのQが高い場合、部品のばらつきによって特性が大きく変化しがちです。MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415では、バイクワッド型に代わってスイッチトキャパシタ積分器を用い、加算およびスケーリングを行って受動部品回路を実現しました。受動部品回路はCADを用いて設計することもできますが、多くのフィルタ関連書籍にも解説されています。図1に、基本的なラダータイプの5次エリプティックフィルタの構成を示します。

受動ラダーフィルタに沿ったスイッチトキャパシタフィルタは、ラダータイプの利点を多く受け継ついでいます。理由は各受動部品が、シングル・ポールゼロ

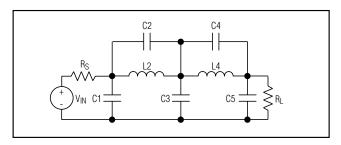


図1. ラダータイプの5次エリプティックフィルタ回路

ペアだけでなくフィルタ全体の特性に影響するため、受動ラダーフィルタでは特性への影響がカスケード接続のバイクワッド型に比べて少なくなります。 すなわち バイクワッド構成では不整合部品の特性がそれぞれの極での総合エラーとなるのに対し、ラダー・タイプではエラーを全体の極に分散できます。

エリプティック特性

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415のローパスエリプティックフィルタは、一般的な4つの形式のフィルタ(バタワース、ベッセル、チェビシェフ、エリプティック)が持つような、周波数に対して極めて急峻なロールオフ特性を示します。阻止帯域のゼロ点との組み合わせで通過帯域の端近くの極のQが高くなるため、エリプティックフィルタは急峻な減衰特性が得られます。それゆえ、これらのデバイスは単一電源動作の、アンチエリアシングやDACのポストフィルタリングに最適です(「アンチエリアシング及びDACポストフィルタリング」の項を参照)。

さらに周波数領域では、最初の伝達ゼロ時にフィルタ振幅が最低値に達します。このポイントを超えると、周波数の増加と共に次の伝達ゼロ値まで上昇します。阻止帯域は阻止周波数、 f_S の点から始まります。 f_S 以上の周波数では、フィルタ利得は f_S での利得を上回ることはありません。コーナ周波数、 f_C は、フィルタ出力の減衰量が通過帯域リップルを下まわった点と定義されます。遷移比(r)は、阻止周波数とコーナ周波数との比で定義されます:

$r = f_S / f_C$

MAX7408/MAX7412の遷移比は1.6、ストップバンド 減衰量は53dB(typ)です。MAX7411/MAX7415の遷移 比は1.25(より急峻なロールオフの場合)で、ストップ バンド減衰量は37dB(typ)です。

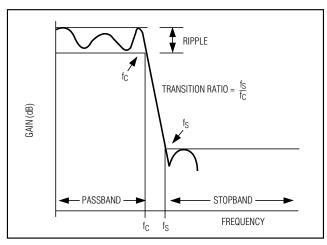


図2. エリプティックフィルタ特性

クロック信号

外部クロック

外部クロックによる動作では、これらのSCFは40% ~ 60%のデューティサイクルで動作します。外部クロックを使用する際は、CLKピンを $0 \sim V_{DD}$ で駆動するCMOSゲートとドライブさせてください。フィルタのコーナ周波数を変更するには、外部クロックの周波数を変化させてください。

$$f_C = \frac{f_{CLK}}{100}$$

内部クロック

内部発振器を用いた場合、発振器周波数はCLKの容量 (C_{OSC})で決定されます。

$$f_{OSC}(kHz) = \frac{27 \cdot 10^3}{C_{OSC}(pF)}$$

C_{OSC}は数pFと極めて小容量になっているため、内部発振器に影響を与えないよう、CLK端子での浮遊容量を最小限に抑える必要があります。クロック対コーナ周波数比は100:1なので、内部発振器の周波数を変化させることで、フィルタのコーナ周波数を変化できます。例えば内部発振器周波数を100kHzとすると、コーナ周波数は公称1kHzとなります。

内部インピーダンスとクロック周波数

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415の入力インピーダンスは、結果的にはスイッチトキャパシタの抵抗(後述の式参照)であり、周波数に反比例します。入力電流が連続して流れないため、この式で求められる入力インピーダンスの値は、入力インピーダンスの平均値です。一般的には、駆動源の電源抵抗をフィルタの入力インピーダンスの10%以下にします。

フィルタ入力インピーダンスは、次式で算出できます;

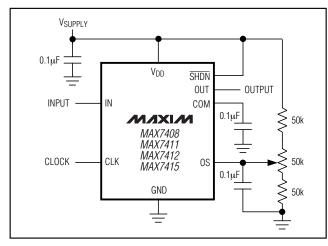


図3. オフセット調整回路

$$Z_{IN} = \frac{1}{(f_{CLK} \cdot C_{IN})}$$

ここで、f_{CLK}はクロック周波数、C_{IN}=1pFです。

低電力シャットダウンモード

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415は \overline{SHDN} をローにすると動作するシャットダウンモードを備えています。シャットダウンモード時にはフィルタの消費電流を $0.2\mu A$ に抑えることができ、フィルタ出力はハイインピーダンスとなります。通常動作には、 \overline{SHDN} をハイにするか V_{DD} に接続してください。

アプリケーション情報

オフセット(OS)およびコモンコード(COM)入力調整 COMはコモンモードの入力電圧を設定し、ここには内部の抵抗分圧器を介し中点の電源にからバイアスされます。オフセット調整が不要な場合、OSをCOMに接続してください。オフセット調整を行う場合は、図3のように抵抗によって分圧回路を構成し外部からOSにバイアス電圧を供給します。DCレベルのシフトが必要な場合は、OSをCOMに応じて調整します。(注:OS端子は、無接続にしないでください。)出力電圧は、以下の式で表されます。

$$V_{OUT} = (V_{IN} - V_{COM}) + V_{OS}$$

 $V_{COM} = \frac{V_{DD}}{2}$ (typical)

ここで $(V_{IN}-V_{COM})$ はSCFによりローパスフィルタリングされた電圧、OSは出力段で加えられる電圧です。COMおよびOSの入力電圧範囲については、「Electrical Characteristics」の表を参照して下さい。中点の電源よりCOMやOSの電圧を大幅に変化させると、ダイナミックレンジが減少します。

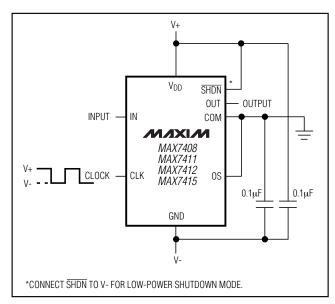


図4. デュアル電源動作

電源

MAX7408/MAX7411は+5V単一電源、またMAX7412/MAX7415は+3V単一電源で動作します。 V_{DD} は 0.1μ Fのコンデンサを介してGNDにバイパスして下さい。デュアル電源動作の場合はCOMピンをシステムのグランドに、またGNDピンは負電源に接続します。図4にデュアル電源を使用した場合の回路例を示します。単一電源動作、またデュアル電源動作でも、デバイス性能は同じです。いずれの電源動作でも、CLKおよびSHDNは

GND(V-デュアル電源の場合)から V_{DD} までドライブできます。MAX7408/MAX7411には ± 2.5 V、MAX7412/MAX7415には ± 1.5 Vを供給して下さい。 ± 5 Vのデュアル電源で動作させる場合は、MAX291/MAX292/MAX295/MAX296およびMAX293/MAX294/MAX297のデータシートを参照してください。

入力信号の振幅範囲

入力信号の最適範囲は、所要のコーナ周波数に対し信号対雑音プラス歪比(SINAD)が最大になる電圧値を求めることで決定されます。「標準動作特性」の項に、入力信号のピークトゥピーク値を変化させた時のTHD+ノイズ特性を示します。

アンチエリアシング及びDACポストフィルタリング

MAX7408/MAX7411/MAX7412/MAX7415をアンチエリアシングあるいはポストDACフィルタリングに使用する場合、DAC(あるいはADC)およびフィルタのクロックを同期させて下さい。クロック同士が同期しないと、ビート周波数が発生して所望通過帯域にエリアスが生じます。

高調波歪み

高調波歪みは、フィルタ内部の非直線性によって生じます。フィルタ入力に純粋な正弦波が入力された場合でも、フィルタの非直線性により高調波が発生します。表1にT_A=+25 での、負荷を10k とした場合の高調波歪みの値を示します。

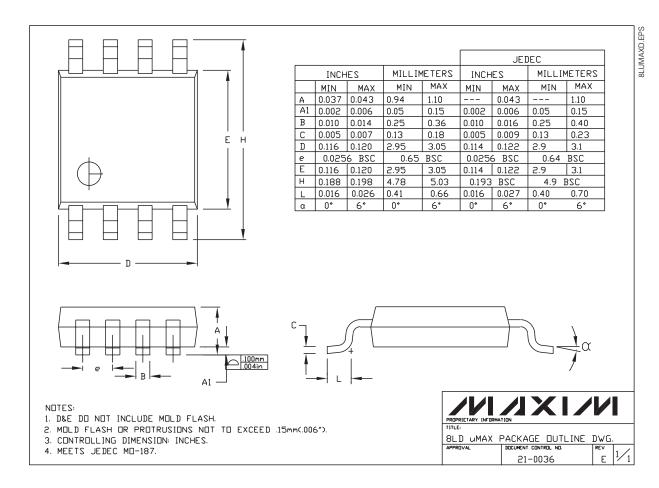
表1. 高調波歪み(typ)

FILTER	fcLK (kHz)	f _{IN} (Hz)	V _{IN} (Vp-p)	TYPICAL HARMONIC DISTORTION (dB)			
				2nd	3rd	4th	5th
MAN/7400	500	1k	4	-85.5	-78.4	-92.8	-86.9
MAX7408	100	200		-88.2	-83.1	-93	-89.5
MAX7411 -	500	1k	4	-90	-80	-92	-88
IVIAA7411	100	200		-88	-86	-92	-88
MAX7412	500	1k	2	-86.6	-93.1	-90	-85.6
	100	200		-88.2	-85.1	-88.9	-85.7
MAX7415	500	1k	2	-87	-86	-90	-90
IVIAA/415	100	200		-90	-87	-90	-90

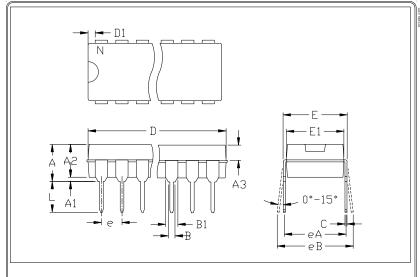
チップ情報 ______

TRANSISTOR COUNT: 1457

パッケージ



パッケージ(続き)_



	INC	HES	MILLIMETERS		
	MIN	MAX	MIN	MAX	
Α		0.200		5.08	
Α1	0.015		0.38		
Α2	0.125	0.175	3.18	4.45	
ΑЗ	0.055	0.080	1.40	2.03	
В	0.016	0.022	0.41	0.56	
В1	0.045	0.065	1.14	1.65	
С	0.008	0.012	0.20	0.30	
D1	0.005	0.080	0.13	2.03	
Ε	0.300	0.325	7.62	8.26	
Ε1	0.240	0.310	6.10	7.87	
6	0.100		2.54		
eΑ	0.300		7.62		
еΒ		0.400		10.16	
L	0.115	0.150	2.92	3.81	

	INC	HES	MILLIM			
	MIN	MAX	MIN	MAX	Ν	MS001
D	0.348	0.390	8.84	9.91	8	ΑВ
D	0.735	0.765	18.67	19.43	14	AC
D	0.745	0.765	18.92	19.43	16	ΑА
D	0.885	0.915	22.48	23.24	18	ΑD
D	1.015	1.045	25.78	26.54	20	ΑE
D	1.14	1.265	28.96	32.13	24	ΑF
D	1.360	1.380	34.54	35.05	$_{\sim}^{\infty}$	*5

- NOTES:
 1. D&E DO NOT INCLUDE MOLD FLASH
 2. MOLD FLASH OR PROTRUSIONS NOT
 TO EXCEED .15mm (.006*)
 3. CONTROLLING DIMENSION: MILLIMETER
 4. MEETS JEDEC MS001-XX AS SHOWN
 IN ABOVE TABLE
 5. SIMILIAR TO JEDEC MO-058AB
 6. N = NUMBER OF PINS

∥PACKAGE FAMILY DUTLINE: PDIP .300″

21-0043 A

マキシム・ジャパン株式会社

〒169-0051東京都新宿区西早稲田3-30-16(ホリゾン1ビル) TEL. (03)3232-6141 FAX. (03)3232-6149

マキシム社では全体がマキシム社製品で実現されている回路以外の回路の使用については責任を持ちません。回路特許ライセンスは明言されていません。 マキシム社は随時予告なしに回路及び仕様を変更する権利を保留します。

Maxim Integrated Products, 120 San Gabriel Drive, Sunnyvale, CA 94086 408-737-7600