

EVALUATION KIT MANUAL FOLLOWS DATA SHEET フラッシュメモリ/PCMCIAカード用 5 V/12 V/ 可変出力の薄型ステップアップコンバータ

概要

MAX606/MAX607は、フラッシュメモリ及びPC (PCMCIA)カード用に提供されている最も小型なCMOS ステップアップDC-DCコンバータです。スイッチング 周波数が1MHzまでと高いため、全回路が1.6cm²に 収まります。さらに、高さが1.35mm以下であるため、 タイプ1、タイプ2及びタイプ3のカード規格に適合しま す。これらの素子は3V~5.5Vの入力で動作し、出力は 精度±4%で固定5V又は12V、あるいは可変V_{IN}~12.5V です。出力電流は5Vで最大180mAです。

MAX606のスイッチング周波数は1MHzまでで、タイプ1 (最も薄型の規格)のフラッシュメモリ及びPCMCIAカード に収まります。薄型の高さ1.19mmの5µHインダクタと 0.68µFの小型出力コンデンサを使用しています。回路 全体が1.6cm²の面積に収まり、高さは1.35mm以下です。

MAX607のスイッチング周波数は500MHzまでで、 タイプ2及びタイプ3のカード、さらに、薄さの条件が それほど厳しくないハンドヘルド機器に使用できます。 MAX606よりもボード面積は少なく、1.0cm²のスペース に収まりますが、高さは2.5mm必要です。また、自己 消費電流もMAX606より小さくなっています。

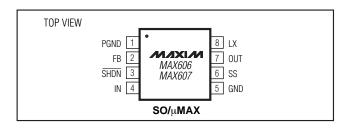
どちらの素子もユニークな電流制限パルス周波数変調 (PFM)制御方式を採用しており、全入出力電圧で効率が 最適化されています。その他の特長としては、1µAの ロジック制御シャットダウン及びインラッシュ電流を抑える ユーザ制御のソフトスタート機能等が挙げられます。

MAX606/MAX607は8ピンµMAX及びSOPパッケージ で供給されています。µMAXパッケージは標準の8ピン SOPに比べてボード面積が半分で、高さは僅か1.11mm です。

アプリケーション

PCMCIAカード メモリカード シングルPCMCIAスロットプログラミング ディジタルカメラ フラッシュメモリプログラミング ハンドヘルド機器

ピン配置



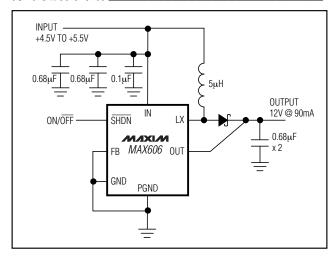
特長

- ◆ 超薄型回路:高さ1.35mm (max)
- ◆ 安定化出力(±4%):5V、12V又は可変
- ◆ 負荷電流:最大180mA
- ◆ スイッチング周波数:1MHz(MAX606)
- ◆ ロジック制御の1µAシャットダウン
- ◆ 入力電圧範囲:3V~5.5V
- ◆ パッケージ:小型8ピンµMAX

型番

PART	TEMP. RANGE	PIN-PACKAGE
MAX606ESA	-40°C to +85°C	8 SO
MAX606EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX
MAX607ESA	-40°C to +85°C	8 SO
MAX607EUA	-40°C to +85°C	8 µMAX

標準動作回路



ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

IN to GND	0.3V to +6V	Continuous Power Dissipation ($T_A = +70^{\circ}C$)	
LX, OUT to GND	0.3V to +15V	μMAX (derate 4.10mW/°C above +70°C)330	0mW
PGND to GND	±0.3V	SO (derate 5.88mW/°C above +70°C)47	1mW
FB to GND0.3	V to (Vcc + 0.3V)	Operating Temperature Range40°C to +8	85°C
SS, SHDN to GND	0.3V to +6V	Storage Temperature+10	60°C
		Lead Temperature (soldering, 10sec)+30	00°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

 $(V_{IN} = 3.3V, GND = PGND = FB = 0V, \overline{SHDN} = IN, T_A = 0^{\circ}C \text{ to } +85^{\circ}C, \text{ unless otherwise noted. Typical values are at } T_A = +25^{\circ}C.)$

PARAMETER	CC	ONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNITS	
Supply Voltage			3.0		5.5	V	
Undervoltage Lockout Threshold				2.4	2.8	V	
Output Valtage (Nate 1)	3V < V _{IN} < 5V, FB = I	4.8	5.0	5.2	V		
Output Voltage (Note 1)	4.5V < V _{IN} < 5.5V, FB	= GND, I _{LOAD} = 0 to 120mA	11.5	12.0	12.5	V	
FB Regulation Setpoint	0.1V < V _{FB} < (V _{IN} - 0.	1V)	1.96	2.00	2.04	V	
Adjustable Output Voltage Range	0.1V < V _{FB} < (V _{IN} - 0.	1V)	VIN		12.5	V	
Line Regulation	V _{IN} = 3V to 5.5V			0.5		%	
Switch On-Resistance				0.4	1	Ω	
Switch Off-Leakage	V _L X = 12V				10	μΑ	
Switch Current Limit			0.7		1.1	А	
SS Resistance	VSHDN = VIN, VSS = 150mV		30	45	60	kΩ	
55 Resistance	VSHDN = VSS = 0			0.5	K22		
Quincaant Supply Current	Vour - 12\/	MAX606		250	500	μΑ	
Quiescent Supply Current	V _{OUT} = 13V	MAX607		150	300		
Shutdown Quiescent Current	VSHDN = 0, OUT = IN			0.01	10	μΑ	
OUT Input Current	V _{OUT} = 13V				80	μΑ	
Switch On-Time Constant (K)	3V < V _{IN} < 5.5V	MAX606	1.9	3.0	4.3	^	
Switch On-Time Constant (N)	$(t_{ON} = K / V_{IN})$	MAX607	3.8	6.0	8.6	µs-A	
Switch Off-Time Ratio	2V < (V _{OUT} + 0.5V - \ Frequency-Modulatio	V _{IN}) < 8V (see <i>Pulse-</i> <i>n Control Scheme</i> section)	0.3		0.7		
SHDN Input Low Voltage	V _{IN} = 3V				0.25V _{IN}	V	
SHDN Input High Voltage	V _{IN} = 5.5V		0.66V _{IN}			V	
SHDN Input Current	VSHDN = 0 or VIN				±1	μΑ	
FB Input Low Voltage	$V_{IN} = 3V$ to 5.5V. For V_{FB} below this voltage, output regulates to 12V.				0.1	V	
FB Input High Voltage	V _{IN} = 3V to 5.5V. For output regulates to 5\	V _{FB} above this voltage, /.	V _{IN} - 0.1			V	
FB Input Current	V _{FB} = 2.05V, V _{OUT} =	13V			200	nA	

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

(V_{IN} = 3.3V, GND = PGND = FB = 0V, SHDN = IN, T_A = -40°C to +85°C, unless otherwise noted.) (Note 2)

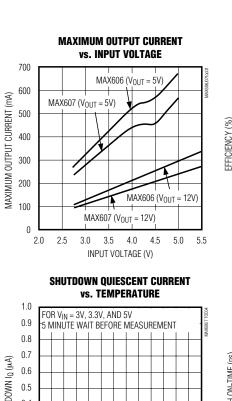
PARAMETER	CO	CONDITIONS		TYP	MAX	UNITS	
Supply Voltage					5.5	V	
Undervoltage Lockout Threshold						V	
Output Valtage (Note 1)	3V < V _{IN} < 5V, FB = IN	3V < V _{IN} < 5V, FB = IN, I _{LOAD} = 0 to 135mA			5.25	V	
Output Voltage (Note 1)	4.5V < V _{IN} < 5.5V, FB =	11.4		12.6	v		
FB Regulation Setpoint	0.1V < V _{FB} < (V _{IN} - 0.	$0.1V < V_{FB} < (V_{IN} - 0.1V)$				V	
Adjustable Output Voltage Range	0.1V < V _{FB} < (V _{IN} - 0.	1V)	VIN		12.5	V	
Switch On-Resistance					1	Ω	
Switch Off-Leakage	V _L X = 12V				10	μΑ	
Switch Current Limit			0.55		1.25	Α	
SS Resistance	VSHDN = VIN, VSS = 1	50mV	30		60	kΩ	
33 nesistance	$V_{\overline{SHDN}} = V_{SS} = 0$				0.5	V75	
Quiagaant Supply Current	V _{OUT} = 13V	MAX606			500		
Quiescent Supply Current		MAX607			300	μA	
Shutdown Quiescent Current	VSHDN = 0, OUT = IN	VSHDN = 0, OUT = IN			10	μΑ	
OUT Input Current	V _{OUT} = 13V	V _{OUT} = 13V			85	μΑ	
Switch On-Time Constant (K)	3V < V _{IN} < 5.5V	MAX606	1.8		4.5	110 V	
Switch On-Time Constant (K)	$(t_{ON} = K / V_{IN})$	MAX607	3.5 9.0		9.0	μs-V	
Switch Off-Time Ratio	2V < (V _{OUT} + 0.5V - V Frequency-Modulation	IN) < 8V (see <i>Pulse-</i> In <i>Control Scheme</i> section)	0.3		0.7		
SHDN Input Low Voltage	V _{IN} = 3V				0.25V _{IN}	V	
SHDN Input High Voltage	V _{IN} = 5.5V		0.66V _{IN}			V	
SHDN Input Current	$V_{\overline{SHDN}} = 0 \text{ or } V_{\overline{IN}}$				±1	μΑ	
FB Input Low Voltage	l l	V _{IN} = 3V to 5.5V. For V _{FB} below this voltage, output regulates to 12V.			0.1	V	
FB Input High Voltage	V _{IN} = 3V to 5.5V. For V _{FB} above this voltage, output regulates to 5V.		V _{IN} - 0.1			V	
FB Input Current	$V_{FB} = 2.05V, V_{OUT} = -$	13V			200	nA	

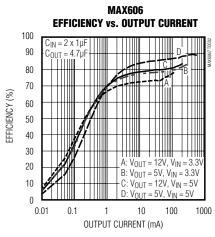
Note 1: The load specification is guaranteed by DC parametric tests and is not production tested in circuit.

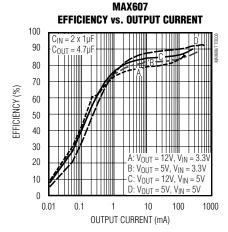
Note 2: Specifications to -40°C are guaranteed by design, not production tested.

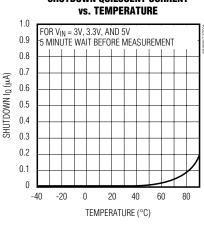
標準動作特性

 $(V_{IN} = 3.3V, T_A = +25^{\circ}C, unless otherwise noted.)$

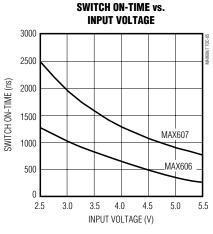


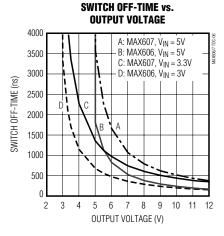


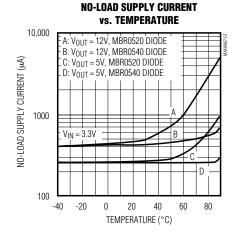


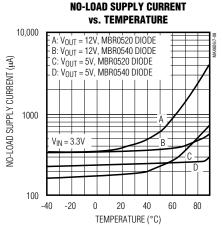


MAX606

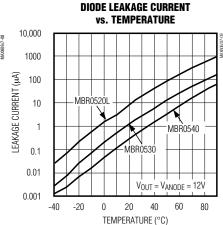






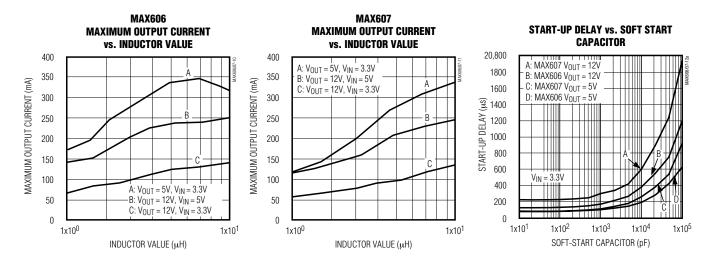


MAX607

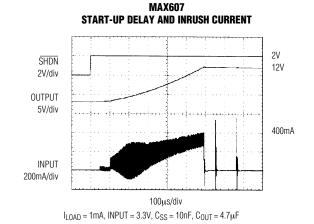


標準動作特性(続き)_

 $(V_{IN} = 3.3V, T_A = +25^{\circ}C, unless otherwise noted.)$

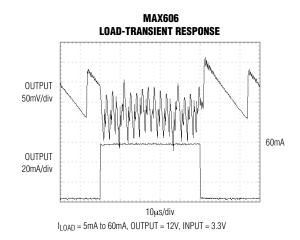


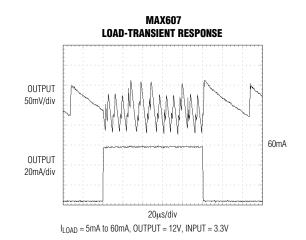
SHDN 2V/div OUTPUT 5V/div INPUT 200mA/div ILDAD = 1mA, INPUT = 3.3V, CSS = 10nF, Cout = 2 x 0.68µF

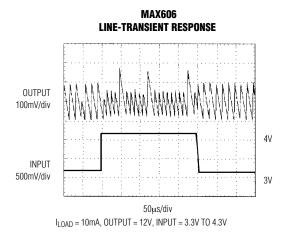


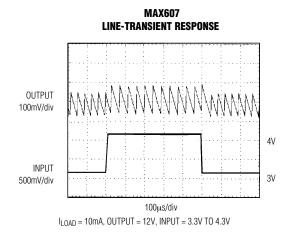
標準動作特性(続き)_

 $(V_{IN} = 3.3V, T_A = +25^{\circ}C, \text{ unless otherwise noted.})$









端子説明

端子	名称	機能
1	PGND	パワーグランド。NチャネルパワーMOSFETのソース。
2	FB	フィードバック入力。5V出力の場合はINに、12V出力の場合はGNDに接続してください。V _{IN} ~ 12.5Vの可変出力の場合は、OUTとGNDの間の抵抗分圧器に接続してください。
3	SHDN	シャットダウン入力(アクティブロー)。パワーダウンするためにはGNDに、通常動作ではINに接続してください。SHDNがローの時、出力パワーFETはオフに保たれます。
4	IN	電源電圧入力:3.0V~5.5V
5	GND	アナロググランド
6	SS	ソフトスタート入力
7	OUT	出力。常に回路出力に直接接続してください。
8	LX	NチャネルパワーMOSFETのドレイン

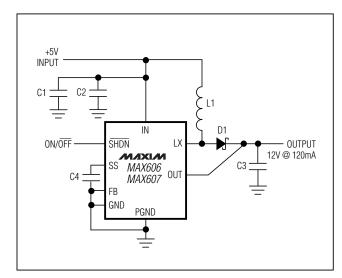


図1. 12Vの標準アプリケーション回路

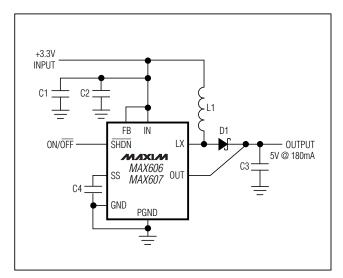


図2.5Vの標準アプリケーション回路

標準アプリケーション回路 _____

このデータシートには設計済みの2つの標準アプリケーション回路が示されています。図1の回路は5V入力から12V、120mAを発生します。表1に、この回路MAX606を用いた場合及びMAX607を用いた場合に使用

される部品定数と部品番号を示します。図2の回路は3.3V入力から5V(出力電流180mA typ)を発生します。どちらのアプリケーション回路も全温度範囲で定格出力負荷電流を供給するように設計されています。この回路の部品定数と部品番号を表2に示します。表3は部品メーカの電話番号及びファックス番号を示します。

表1. 図1の12V標準アプリケーション回路用 推奨部品

JE Z HITH					
DESIGNATION	MAX606	MAX607			
L1	5μH inductor Dale ILS-3825-XX	10µH inductor Sumida CLS62-100			
D1	0.5A, 20V diode Motorola MBR0520L	0.5A, 20V diode Motorola MBR0520L			
C1	0.1µF ceramic cap.	0.1µF ceramic cap.			
C2	2 x 0.68µF ceramic cap. Marcon THCR20E1E684Z	2.2µF ceramic cap. Marcon THCR30E1E225M			
C3	2 x 0.68µF ceramic cap. Marcon THCR20E1E684Z	2 x 1µF ceramic cap. Marcon THCR30E1E105M			
C4	10nF ceramic cap.	10nF ceramic cap.			

表2. 図2の5V標準アプリケーション回路 用推奨部品

DESIGNATION	MAX606	MAX607			
L1	5μH, 1A inductor Dale ILS-3825-XX	10µH, 0.7A inductor Sumida CLS62B-100			
D1	0.5A, 20V diode Motorola MBR0520L	0.5A, 20V diode Motorola MBR0520L			
C1	0.1µF ceramic cap.	0.1µF ceramic cap.			
C2	2 x 0.68µF ceramic cap. Marcon THCR20E1E684Z	2.2µF ceramic cap. Marcon THCR30E1E225M			
СЗ	4.7µF ceramic cap. Marcon THCR30E1E475M	4.7µF ceramic cap. Marcon THCR30E1E475M			
C4	10nF ceramic cap.	10nF ceramic cap.			

詳細

以下に説明する詳細な情報は、前記2つの標準アプリケーション回路以外の回路を設計する場合にのみ必要です。予め設計されている回路を使用される場合は、以下の項は参考情報としてお読みください。

MAX606/MAX607 CMOSステップアップDC-DCコンバータは電流制限パルス周波数制御方式を採用しています。この制御方式では、ブーストトポロジーを安定化することで $3V\sim5.5V$ の入力電圧をピン設定可能な5V/12V出力、あるいは $V_{IN}\sim12.5V$ の可変出力に変換します。全入出力電圧に対して性能を最適化し、 $\pm4\%$ の出力精度を保証しています。

スイッチング周波数が極めて高いため(MAX606は 1MHz typ、MAX607は0.5MHz typ)、超小型な外付部品が使用可能になり、タイプ1、タイプ2及びタイプ3のフラッシュメモリ及びPCMCIAアプリケーションに最適です。

パルス周波数変調制御方式

MAX606/MAX607は従来のパルススキッピングコンパータの超低消費電流特性と電流制御パルス幅変調コンパータの重負荷での高効率を兼ね備えたマキシム社独自の電流制御PFM制御方式を採用しています。この制御方式は最大オン時間、最小オフ時間及び電流制限によってスイッチング電流を制御する従来の電流制御素子と似ていますが、入出力電圧に従ってオン及びオフ時間を変化させるところが異なります。この重要な機能により、MAX606/MAX607は広範囲の負荷及び入出力電圧での高効率、高出力精度及び低出力リップルを保ちつつ、超高スイッチング周波数を実現しています。

表3. 部品メーカ

SUPPLIER	PHONE	FAX		
Dale Inductors	605-668-4131	605-665-1627		
Marcon/United Chemi-Con	708-696-2000	708-518-9985		
Motorola	602-244-3576	602-244-4015		
Sumida USA	708-956-0666	708-956-0702		
Sumida Japan	03-607-5111	03-607-5144		

図3にMAX606/MAX607のファンクションダイアグラムを示します。出力が安定化範囲から外れていることをエラーコンパレータが検出すると、内部パワーMOSFETがオンになります。パワースイッチはオン時間の最後にタイミング回路によってターンオフされるか、あるいはスイッチ電流が電流制限に達するまでオンに留まります。いったんオフになると、スイッチはオフ時間の間オフに留まります。その後、出力がまだ安定化範囲から外れている場合はもう一度スイッチングサイクルが開始されます。そうでない場合、スイッチは出力が安定化範囲内にある限りオフ状態に留まります。

オン/オフ時間は入出力電圧によって決まります。

 $t_{ON} = K/V_{IN}$

 $t_{OFF} = 0.5 \times K/(V_{OUT} + V_{DIODE} - V_{IN})$

Kは通常MAX606で3μs-V、MAX607で6μs-Vです。この係数は最適なスイッチング周波数と1サイクルの電流制限を設定するために選択されます。1サイクルの電流制限は低入出力電圧差での無負荷出力リップルを決定します。オフ時間の式の0.5という係数は標準的なスイッチオフ時間比です。この比を用いるとインダクタ

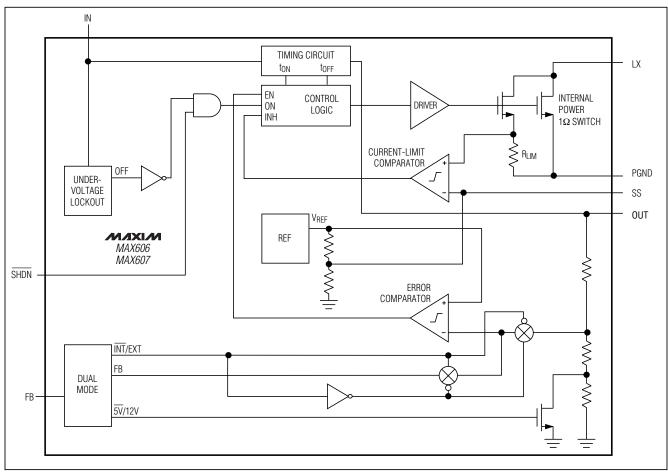


図3. ファンクションダイアグラム

が連続コンダクションモードで動作することができるため、重負荷時でも高効率が保証されます。例えば、スイッチオフ時間比が1だったとすると、素子は断続コンダクションモード領域の端で動作する事になります。特定の素子での実際のスイッチオフ時間比を求めるには、t_{ON}、t_{OFF}及びV_{OUT}を測定し、測定値をオフ時間の式に代入してください。

PWMコンバータと違ってMAX606/MAX607のスイッチングノイズの周波数は変化します。しかし、このノイズの振幅はスイッチ電流制限と出力コンデンサの等価直列抵抗(ESR)の積を超えることはありません。これは従来のクロックドPFMやパルススキッピングコンバータにはない特長です。

出力電圧の設定

MAX606/MAX607の出力電圧はそれぞれ5Vと12Vに ピン設定可能ですが、 $V_{IN} \sim 12.5$ Vの範囲で可変にする こともできます。5V出力を用いる場合はFBをINに、 12V出力の場合はFBをGNDに接続してください。可変 出力の場合はFBを出力とGNDの間にある抵抗分圧器に接続してください。OUTは常に出力に接続してください。FBがIN又はGNDに接続されていると、予め決められた電圧を発生するように内部分圧器が設定されます。しかし、FBの電圧が(グランドより0.1V上)~(V_{IN}より0.1V下)の範囲の場合、素子は可変出力モードになります。このモードではMAX606/MAX607の出力電圧は2つの外付抵抗R1及びR2(図4)によって設定されます。これらの抵抗は出力とFBの間で分圧器を形成します。出力電圧は次式で決まります。

$$V_{OUT} = V_{REF}(R1/R2 + 1)$$

式中、V_{REF} = 2Vです。抵抗を選びやすいように上式を 変形すると以下の通りになります。

$$R1 = R2[(V_{OUT}/V_{REF}) - 1]$$

FBの入力電流は最大200nAであるため、R2に大きな値(100k まで)を使用しても精度が落ちる心配はありません。誤差を1%とすると、R2を流れる電流は少なくともFBの入力バイアス電流の100倍はあるべきです。

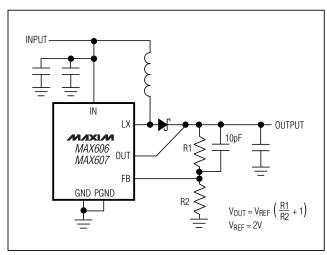


図4. 可変出力電圧

ソフトスタート

ソフトスタート(SS)ピンにコンデンサを接続すると、パワーアップ時あるいはシャットダウンからの回復時に電流制限を少しずつ増加させて初期のインラッシュ電流を低減することができます。この機能は例えば、バッテリが古くて直列抵抗が増加し、初期インラッシュ電流が制限されている場合などに便利です。こうした場合にソフトスタートを用いると、入力電源を過負荷状態にする危険を最小限に抑えられます。

ソフトスタートのタイミングはSSコンデンサの値によって制御されます。パワーアップ時には、SSコンデンサは内部45k プルアップ抵抗を通して2Vリファレンスによって充電されます。SSピンの電圧が増加するとSSクランプ出力の電圧も増加し、それによって電流制限のスレッショルドが上昇します。選択されたコンデンサ値及び回路条件における標準タイミング特性を「標準動作特性」のスタートアップ遅延対SSコンデンサのグラフに示します。ソフトスタートコンデンサはMAX606/MAX607がシャットダウン(低電圧ロックアウト及びINでのパワーダウンを含む)するたびに放電されます。

例えばフラッシュメモリプログラミング電源等、回路が無負荷でスタートアップすることが要求されている場合、ソフトスタートは必要ありません。ソフトスタートコンデンサを省略するとシャットダウン状態からの出力電圧立上がり時間が最小になり、フラッシュメモリのアクセス時間が改善されます。

低電圧ロックアウト

MAX606/MAX607はINでの電源電圧を監視し、2.8V以上の電源電圧で動作します。低電圧条件が検出されると、制御ロジックが出力パワーFETをターンオフしてソフトスタートコンデンサをグランドに放電します。

制御ロジックは電源電圧が低電圧スレッショルドを超えるまで出力パワーFETをオフ状態に維持し、その時点でソフトスタートサイクルが開始されます。

シャットダウンモード

SHDNをGNDに接続するとMAX606/MAX607はシャットダウンモードを維持します。シャットダウン時には出力パワーFETはオフになりますが、INから負荷への外部経路はインダクタ及びダイオードを介して依然として存在します。内部リファレンスもターンオフされるため、ソフトスタートコンデンサが放電します。シャットダウンモードでの標準スタンバイ電流は0.01µAです。通常動作ではSHDNをINに接続してください。MAX606/MAX607がシャットダウン状態から回復するときにソフトスタートサイクルが開始されます。

アプリケーション情報

インダクタの選択

MAX606には5µHインダクタ、MAX607には10µHインダクタを使用してください。表3は部品メーカのリストです。インダクタ値が高いと連続コンダクションモードになるため、負荷電流を大きくすることができます。一方、インダクタ値が低いとエネルギー保持条件が軽減されるため、小型化を図ることができ、出力フィルタコンデンサも小さくて済みます。低インダクタ値を用いた場合の問題としては、出力リップルの増加、効率の低下、断続コンダクションモード動作による出力電流能力の低下等があります。(「標準動作特性」の最大出力電流対インダクタ値のグラフを参照してください。)

インダクタはピークスイッチ電流制限(1.1A)に等しい 飽和電流定格を持っている必要があります。最高効率を 得るためには、インダクタのDC抵抗を最小限に抑えて ください。

ダイオードの選択

MAX606/MAX607はスイッチング周波数が高いため、高速整流器を必要とします。例えばMBR0520L等、平均電流定格が0.5A以上、ピーク電流定格が1.2A以上のショットキダイオードを使用してください。部品メーカのリストが表3に示してあります。

コンデンサの選択

出力フィルタコンデンサ

出力電圧リップルは出力コンデンサの等価直列抵抗 (ESR)と容量の関数です。最高の性能を発揮させるためにはセラミックコンデンサをご使用ください。タンタル 等の高ESRコンデンサは過大なリップルの原因となります。部品メーカのリストが表3に示してあります。

出力電圧リップルは12Vの標準アプリケーション回路(図1)で約100mVp-p、5Vの回路(図2)で50mVです。これらの回路あるいはその他のアプリケーション回路でリップルを低減したい場合は、出力フィルタコンデンサの値を大きくしてください。このコンデンサが低ESR(例えばセラミック)であれば、出力電圧リップルはこの容量によってほぼ決まります。

入力バイパスコンデンサ

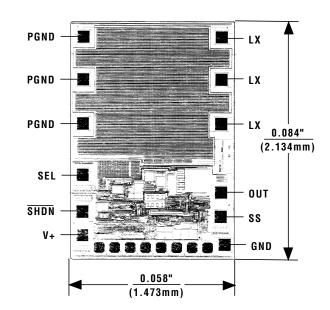
MAX606/MAX607が入力電源のフィルタコンデンサに物理的に近い場合(例えばホストコンピュータからのPCMCIAドライバの場合)、入力バイパスコンデンサは必要ないかもしれません。

その他のアプリケーション、つまり、MAX606/MAX607が電源から数センチ以上離れている場合(例えばメモリカードの場合)は、入力バイパスコンデンサが必要です。これは、電源に反射する電流リップルを低減し、リップル電流に低インピーダンス経路を与えて効率を改善するために必要です。こうした場合、セラミックコンデンサのように高Q及び低ESRのコンデンサでは問題は軽減されません。従って、リンギングを低減するためにQが低く、ESRが中程度の容量(例えばタンタル)を入力のところに取り付けてください。

レイアウト

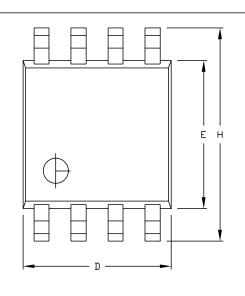
MAX606/MAX607は高周波かつ高ピーク電流で動作するため、グランドの跳ね返りとノイズを最小限に抑えるには、PCボードのレイアウトに注意することが必要です。入力バイパス及び出力フィルタコンデンサは素子のピンのできるだけ近くに取り付けてください。OUTへの全ての接続(可変出力モードの場合はFBへの接続も)はできるだけ短くしてください。グランドプレーンの使用をお勧めします。GNDとPGNDを直接グランドプレーンにハンダ付けしてください。表面実装レイアウトの推奨例についてはMAX606/MAX607評価キットのマニュアルを参照してください。

チップ構造図

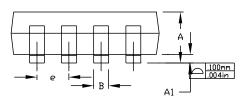


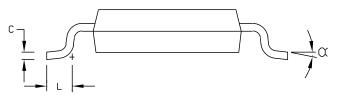
TRANSISTOR COUNT: 613
SUBSTRATE CONNECTED TO GND.

パッケージ _____



				JEDEC				
	INCH	IES	MILLIMETERS		INCHES		MILLIMETERS	
	MIN	MAX	MIN	MAX	MIN	MAX	MIN	MAX
Α	0.037	0.043	0.94	1.10		0.043		1.10
A1	0.002	0.006	0.05	0.15	0.002	0.006	0.05	0.15
В	0.010	0.014	0.25	0.36	0.010	0.016	0.25	0.40
С	0.005	0.007	0.13	0.18	0.005	0.009	0.13	0.23
D	0.116	0.120	2.95	3.05	0.114	0.122	2.9	3.1
е	0.0256 BSC		0.65 BSC		0.0256 BSC		0.64 BSC	
Ε	0.116	0.120	2.95	3.05	0.114	0.122	2.9	3.1
Н	0.188	.188 0.198 4.78 5.03		5.03	0.193 BSC		4.9 BSC	
L	0.016	0.026	0.41	0.66	0.016	0.027	0.40	0.70
α	0°	6°	0°	6°	0°	6°	0°	6°





NOTES:

- 1. D&E DO NOT INCLUDE MOLD FLASH.
- 2. MOLD FLASH OR PROTRUSIONS NOT TO EXCEED .15mm(.006").
- 3. CONTROLLING DIMENSION: MILLIMETERS.
- 4. MEETS JEDEC MD-187.



8L UMAX PACKAGE DUTLINE DWG.

APPROVAL DOCUMENT CONTROL NO. REV

21-0036