

TPS54227

www.tij.co.jp JAJSBG1

4.5V~18V入力、2A同期降圧型 (SWIFT™) コンバータ

特長

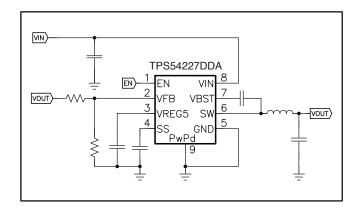
- 高速過渡応答を可能にするD-CAP2™モード
- 出力リップルが低く、セラミック出力コンデンサを 使用可能
- 幅広いV_{IN}入力電圧範囲: 4.5V~18V
- 出力電圧範囲: 0.76V~7.0V
- 低デューティ・サイクルのアプリケーションに対して最適化された高効率の内蔵FET
 - 155m Ω (ハイサイド) および108m Ω (ローサイド)
- 高効率、シャットダウン時10uA未満
- 高い初期バンドギャップ・リファレンス精度
- 調整可能なソフト・スタート
- プリバイアス対応のソフト・スタート
- スイッチング周波数 (f_{SW}): 700kHz
- サイクル毎の過電流制限

アプリケーション

- 幅広い範囲の低電圧システム用アプリケーション
 - ー デジタル・テレビ用電源
 - ー 高精細Blu-ray Disc™プレーヤー
 - ー ネットワーク・ホーム・ターミナル
 - ー デジタル・セットトップ・ボックス (STB)

概要

TPS54227は、適応型オン時間およびD-CAP2™モードに対応した同期バック・コンバータです。TPS54227を採用することで、各種機器の電源バス・レギュレータに対して、コスト効果が高く、部品数の少ない、低スタンバイ電流のソリューションを実現できます。TPS54227の主制御ループではD-CAP2™モード制御を使用し、外部補償部品なしで高速な過渡応答が得られます。また、TPS54227には、POSCAP/SP-CAPなどの低ESR(等価直列抵抗)出力コンデンサだけでなく、超低ESRのセラミック・コンデンサにも対応できる、独自の回路が採用されています。このデバイスは、4.5V~18VのVIN入力で動作します。出力電圧は、0.76V~7Vの範囲でプログラミングできます。また、調整可能なソフト・スタート時間も備えています。TPS54227は8ピンのDDAパッケージで提供され、-40°C~85°Cの温度範囲で動作するように設計されています。



Vout (50 mV/div)

Iout (1 A/div)

100 μs/div

D-CAP2は、テキサス・インスツルメンツの商標です。 Blu-ray Discは、ブルーレイディスクアソシエーションの商標です。

この資料は、Texas Instruments Incorporated (TI) が英文で記述した資料を、皆様のご理解の一助として頂くために日本テキサス・インスツルメンツ (日本TI) が英文から和文へ翻訳して作成したものです。

資料によっては正規英語版資料の更新に対応していないものがあります。 日本TIによる和文資料は、あくまでもTI正規英語版をご理解頂くための補 助的参考資料としてご使用下さい。

製品のご検討およびご採用にあたりましては必ず正規英語版の最新資料を ご確認下さい。

Tiおよび日本Tiは、正規英語版にて更新の情報を提供しているにもかかわらず、更新以前の情報に基づいて発生した問題や障害等につきましては如何なる責任も負いません。



SLVSAU2A 翻訳版

最新の英語版資料 http://www.ti.com/lit/gpn/tps54227



静電気放電対策

これらのデバイスは、限定的なESD(静電破壊)保護機能を内蔵 しています。保存時または取り扱い時に、MOSゲートに対する静電 破壊を防止するために、リード線どうしを短絡しておくか、デバイス を導電性のフォームに入れる必要があります。

製品情報(1)

T _A	パッケージ ^{(2) (3)}	発注型番	ピン	出荷形態
4000 - 0500	DDA	TPS54227DDA	0	チューブ
_40°C ∼ 85°C	DDA	TPS54227DDAR		テープ・リール

- (1) 最新のパッケージおよびご発注情報については、このデータシートの巻末にある「付録:パッケージ・オプション」を参照するか、
- TIのWebサイト(www.ti.comまたはwww.ti.co.jp)をご覧ください。
 (2) パッケージ図面、熱特性データ、記号の意味については、www.ti.com/packagingを参照してください。
 (3) すべてのパッケージ・オプションがCu NiPdAuリード/ボール仕上げとなっています。

絶対最大定格

動作温度範囲内(特に記述のない限り)(1)

		VA	VALUE		
		MIN	MAX	単位	
	VIN, EN	-0.3	20	V	
	VBST	-0.3	26	V	
	VBST (10 ns transient)	-0.3	28	V	
Input voltage range	VBST (vs SW)	-0.3	6.5	V	
	VFB, SS	-0.3	6.5	V	
	SW	-2	20	V	
	SW (10 ns transient)	-3	22	V	
Outrant valtage varian	VREG5	-0.3	6.5	V	
Output voltage range	GND	-0.3	0.3	V	
Voltage from GND to the	ermal pad, V _{diff}	-0.2	0.2	V	
Flooring the standard and a second	Human Body Model (HBM)		2	kV	
Electrostatic discharge	Charged Device Model (CDM)		500	V	
Operating junction temp	erature, T _J	-40	150	°C	
Storage temperature, T _s	tq	-55	150	°C	

⁽¹⁾ 絶対最大定格を上回るストレスが加わった場合、デバイスに永続的な損傷が発生する可能性があります。 これはストレスの定格のみに での最大人と同じ上半されている。 これはストレスの定格のみについて示してあり、このデータシートの「推奨動作条件」に示された値を越える状態での本製品の機能動作は含まれていません。 絶対最大定格の状態に長時間置くと、本製品の信頼性に影響を与えることがあります。

熱特性について

	THERMAL METRIC (1)(2)	TPS54227	374 \T-
	THERMAL METRIC ⁽¹⁾⁽²⁾	DDA (8 PINS)	単位
θ_{JA}	Junction-to-ambient thermal resistance	45.3	
θ_{JCtop}	Junction-to-case (top) thermal resistance	54.8	
θ_{JB}	Junction-to-board thermal resistance	16.2	0000
ΨЈТ	Junction-to-top characterization parameter	6.6	°C/W
ΨЈВ	Junction-to-board characterization parameter	16.0	
θ_{JCbot}	Junction-to-case (bottom) thermal resistance	8.5	

- (1)従来の熱特性バラメータと新しい熱特性パラメータの詳細については、アプリケーション・レポート『IC Package Thermal Metrics』 (SPRA953) を参照してください。
- (2) PCB上の銅領域に基づくこのデバイスの熱特性の見積もりについては、TIのPCB Thermal Calculatorをご利用ください。



推奨動作条件

動作温度範囲内(特に記述のない限り)

			MIN	MAX	単位
V_{IN}	Supply input voltage range		4.5	18	V
		VBST	-0.1	24	
Vı		VBST (10 ns transient)	-0.1	27	
	Input voltage range EN VFB SW	VBST(vs SW)	-0.1	5.7	
		SS	-0.1	5.7	
		EN	-0.1	18	V
		VFB	-0.1	5.5	.
		SW	-1.8	18	
		SW (10 ns transient)	-3	21	
		GND	-0.1	0.1	
Vo	Output voltage range	VREG5	-0.1	5.7	V
lo	Output Current range	I _{VREG5}	0	10	mA
T _A	Operating free-air temperature		-40	85	°C
TJ	Operating junction temperature		-40	150	°C

電気的特性

動作温度範囲内、V_{IN} = 12V(特に記述のない限り)

	パラメータ	テスト条件	MIN	TYP	MAX	単位
SUPPLY	CURRENT					
I _{VIN}	Operating - non-switching supply current	g supply current V_{IN} current, $T_A = 25$ °C, $EN = 5$ V, $V_{FB} = 0.8$ V			1200	μΑ
I _{VINSDN}	Shutdown supply current	V _{IN} current, T _A = 25°C, EN = 0 V		5.0	10	μΑ
LOGIC TI	HRESHOLD					
V _{ENH}	EN high-level input voltage	EN	1.6			V
V _{ENL}	EN low-level input voltage	EN			0.6	V
R _{EN}	EN pin resistance to GND	V _{EN} = 12 V	220	440	880	kΩ
V _{FB} VOL1	TAGE AND DISCHARGE RESISTANCE					
V _{FBTH}	V _{FB} threshold voltage	T _A = 25°C, V _O = 1.05 V, continuous mode	749	765	781	mV
I _{VFB}	V _{FB} input current	V _{FB} = 0.8 V, T _A = 25°C		0	±0.1	μΑ
V _{REG5} OU	ITPUT					
V _{VREG5}	V _{REG5} output voltage	T _A = 25°C, 6.0 V < V _{IN} < 18 V, 0 < I _{VREG5} < 5 mA	5.2	5.5	5.7	V
V_{LN5}	Line regulation	6 V < V _{IN} < 18 V, I _{VREG5} = 5 mA			25	mV
V_{LD5}	Load regulation	0 mA < I _{VREG5} < 5 mA			100	mV
l _{VREG5}	Output current	V _{IN} = 6 V, V _{REG5} = 4.0 V, T _A = 25°C		60		mA
MOSFET						
R _{DS(on)h}	High side switch resistance	25°C, V _{BST} - SW = 5.5 V		155		mΩ
R _{DS(on)I}	Low side switch resistance	25°C		108		mΩ
CURREN	T LIMIT					
I _{ocl}	Current limit	L out = 2.2 μH ⁽¹⁾	2.5	3.3	4.7	Α

⁽¹⁾ 実製品の検査は行っていません。



電気的特性

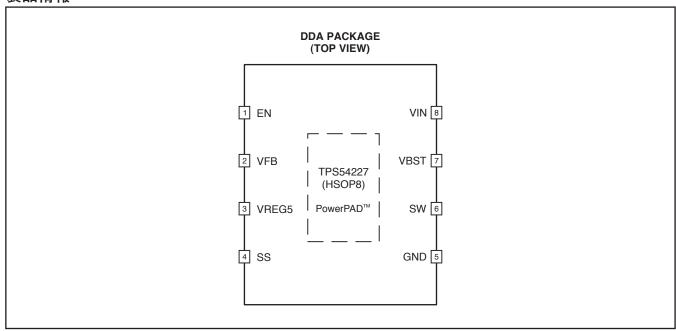
動作温度範囲内、V_{IN} = 12V(特に記述のない限り)

	パラメータ	テスト条件	MIN	TYP	MAX	単位
THERMA	L SHUTDOWN					
_	The course of the control of the con	Shutdown temperature (2)		165		
T _{SDN}	Thermal shutdown threshold	Hysteresis (2)		35		°C
ON-TIME	TIMER CONTROL				·	
t _{ON}	On time	$V_{IN} = 12 \text{ V}, V_{O} = 1.05 \text{ V}$		150		ns
t _{OFF(MIN)}	Minimum off time	$T_A = 25^{\circ}C, V_{FB} = 0.7 V$		260	310	ns
SOFT ST	ART					
I _{SSC}	SS charge current	V _{SS} = 1V	1.4	2.0	2.6	μΑ
I _{SSD}	SS discharge current	V _{SS} = 0.5 V	0.1	0.2		mA
UVLO						
111/10	LIVI O throubold	Wake up V _{REG5} voltage	3.45	3.75	4.05	V
UVLO	UVLO threshold	Hysteresis V _{REG5} voltage	0.13	0.32	0.48	V

⁽²⁾ 実製品の検査は行っていません。



製品情報

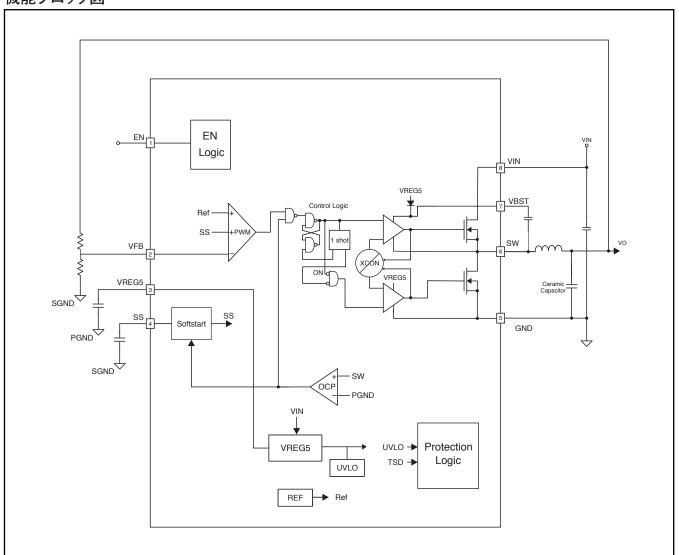


ピン機能

ピン		= 400
名前	番号	→ 説明
EN	1	イネーブル入力制御。ENはアクティブ・ハイであり、デバイスをイネーブルにする場合はプルアップする必要があります。
VFB	2	コンバータの帰還入力。 帰還分圧抵抗回路を使用して出力電圧に接続します。
VREG5	3	5.5V電源出力。GNDとの間にコンデンサ(標準1μF)を接続する必要があります。 ENがLowのとき、VREG5は非アクティブです。
SS	4	ソフト・スタート制御。GNDとの間に外付けコンデンサを接続する必要があります。
GND	5	グランド・ピン。 スイッチング回路のパワー・グランド・リターンです。 ノイズに敏感なSSおよび VFBのリターンは、GNDに一点接続してください。
SW	6	ハイサイドNFETおよびローサイドNFET用のスイッチ・ノード接続。
VBST	7	ハイサイドFETゲート駆動回路の電源入力。VBSTピンとSWピンの間に0.1μFのコンデンサを接続します。VREG5とVBSTの間には、内部でダイオードが接続されています。
VIN	8	入力電源電圧ピン。
露出した サーマル・パッド	裏側	パッケージのサーマル・パッド。 適切な放熱を実現するために、半田付けする必要があります。 GNDに接続してください。



機能ブロック図





概要

TPS54227は、2つのNチャネルMOSFETを内蔵した、2Aの同期降圧型 (バック) コンバータです。D-CAP2™モード制御を使用して動作します。D-CAP2™制御の高速過渡応答により、特定レベルの性能を満たすために必要な出力容量が小さくて済みます。独自の内部回路により、セラミックおよび特殊なポリマー・タイプを含めた低ESR出力コンデンサを使用可能です。

詳細説明 PWM動作

TPS54227のメイン制御ループは、独自のD-CAP2™モード制御をサポートする適応型オン時間パルス幅変調 (PWM)コントローラとなっています。D-CAP2™モード制御は、一定オン時間制御を、擬似固定周波数で外部部品数の少ない構成を可能にする内部補償回路と組み合わせたもので、低ESRコンデンサとセラミック出力コンデンサの両方を使用できます。出力にほとんどリップルがない状態でも安定して動作します。

各サイクルの開始時に、ハイサイドMOSFETがオンになります。内部のワンショット・タイマが終了すると、このMOSFETがオフになります。このワンショット・タイマの時間は、入力電圧範囲内で擬似固定周波数が維持されるように、コンバータの入力電圧(VIN)と出力電圧(VO)によって設定されます。そのため、これは適応型オン時間制御と呼ばれます。帰還電圧がリファレンス電圧を下回ると、ワンショット・タイマがリセットされ、ハイサイドMOSFETが再度オンになります。出力リップルをシミュレートするために、リファレンス電圧に内部ランプが追加され、これにより、D-CAP2™モード制御ではESRによる出力リップルが不要になります。

PWM周波数と適応型オン時間制御

TPS54227は、適応型オン時間制御方式を採用し、専用の発振器は内蔵していません。入力電圧および出力電圧を使用してオン時間ワンショット・タイマを設定することにより、700kHzの擬似定周波数で動作します。オン時間は、入力電圧に逆比例し、出力電圧に比例するため、デューティ比がVOUT/VINのとき周波数は一定となります。

ソフト・スタートおよびプリバイアス付きソ フト・スタート

ソフト・スタート機能は調整可能です。ENピンがHighになると、SSピンとGNDの間に接続されているコンデンサの充電が2μAの電流によって開始されます。スタートアップ中には出力電圧のスムーズな制御が維持されます。スロー・スタート時間は式(1)で計算されます。VFB電圧は0.765V、SSピンのソース電流は2μAです。

$$t_{SS}(ms) = \frac{C6(nF) \times V_{REF} \times 1.1}{I_{SS}(\mu A)} = \frac{C6(nF) \times 0.765 \times 1.1}{2}$$
 (1)

出力がプリバイアスされている状態で、スタートアップ中に出力から電流が流れ出すのを防止するために、TPS54427には独自の回路が搭載されています。ソフト・スタートでプリバイアス・レベルよりも高い電圧が指定される(内部ソフト・スタートが帰還電圧V_{FB}よりも大きくなる)と、コントローラは、最初のロー

サイドFETゲート・ドライバ・パルスを狭いオン時間で開始することにより、ゆっくりと同期整流を起動します。次に、そのオン時間が(1-D)で示される時間と一致するまで(Dはコンバータのデューティ・サイクル)、オン時間をサイクル毎にインクリメントします。この方式により、プリバイアス出力の初期シンクを防ぐとともに、出力電圧(VO)は立ち上がり後スムーズにレギュレーション状態まで上昇し、また、制御ループがプリバイアス・スタートアップから通常モード動作へと遷移するために十分な時間が確保されます。

電流保護

出力過電流保護(OCP)は、サイクル毎のバレー検出制御回路を使用して実現されています。SWピンとGNDの間のローサイドFETスイッチ電圧を測定することで、スイッチ電流がモニタされます。この電圧は、スイッチ電流に比例します。精度を向上させるため、電圧センスは温度補償されます。

ハイサイドFETスイッチのオン時間中、スイッチ電流は、 Vin、Vout、オン時間、および出力インダクタ値によって決定 されるリニアなレートで増加します。ローサイドFETスイッチ のオン時間中は、この電流はリニアに減少します。スイッチ電 流の平均値が、負荷電流IOUTです。TPS54227はローサイド FETのオン時間の間、スイッチ電流に比例するローサイドFET スイッチ電圧を継続的にモニタします。測定された電圧が、電 流制限に比例した電圧よりも高い場合は、測定電圧が電流制限 に対応した電圧を下回るまで、各SWサイクルで内部カウンタ がインクリメントされ、コンバータはローサイド・スイッチを オンに維持します。下回った時点で、スイッチング・サイクル が終了し、新しいスイッチング・サイクルが開始されます。以降 のスイッチング・サイクルでは、オン時間が固定値に設定され、 同じ方法で電流がモニタされます。過電流状態が連続7スイッ チング・サイクルにわたって続いた場合、内部OCLスレッショ ルドがより低いレベルに設定され、可能な出力電流が減少しま す。1つのスイッチング・サイクルを通して、スイッチ電流が低 いOCLスレッショルドを超えなければ、カウンタがリセットさ れ、OCL制限は高い値に戻ります。

このようなタイプの過電流保護には、いくつかの重要な考慮事項があります。負荷電流は、ピーク・ツー・ピーク・インダクタ電流の1/2だけ過電流スレッショルドよりも高くなります。また、電流が制限されている間は、出力電圧が低下する傾向があります。これは、必要な負荷電流が、コンバータから供給される電流よりも高い場合があるためです。それによって出力電圧が降下する可能性があります。過電流状態が解消されると、出力電圧がレギュレーション電圧に戻ります。これは非ラッチ方式の保護です。

UVLO保護

低電圧ロックアウト保護 (UVLO) は、 V_{REG5} ピンの電圧を監視します。 V_{REG5} 電圧がUVLOスレッショルド電圧を下回ると、TPS54227がオフになります。これは、非ラッチ方式の保護です。

過熱シャットダウン

TPS54227は、自身の温度を監視しています。温度がスレッショルド値 (標準165°C)を超えると、デバイスがシャットダウンされます。これは非ラッチ方式の保護です。



標準的特性

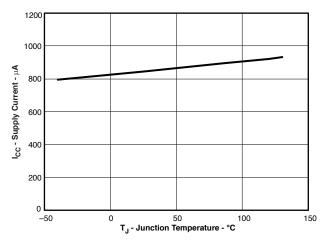


図 1. VIN電流 対 接合部温度

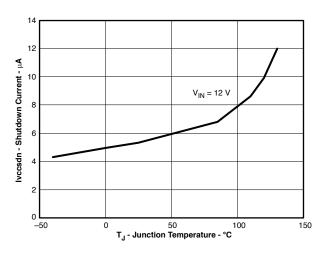


図 2. VINシャットダウン電流 対 接合部温度

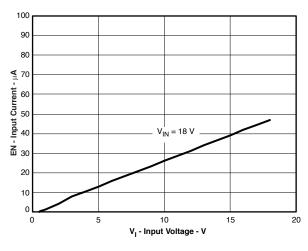


図3. EN電流 対 EN電圧

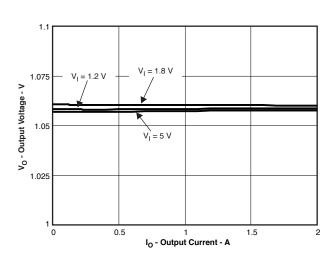


図 4. 1.05V出力電圧 対 出力電流

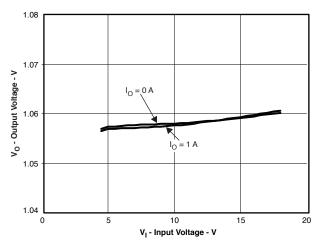


図 5.1.05V出力電圧 対 入力電圧

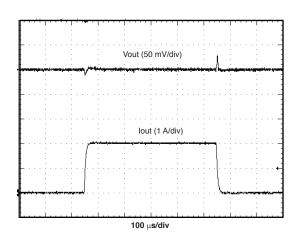


図 6.1.05V、50mA~2A負荷過渡応答



標準的特性

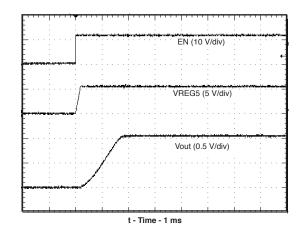


図7. スタートアップ波形

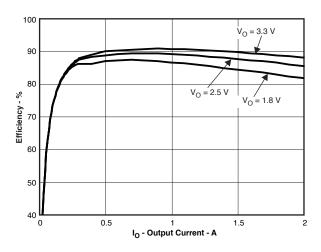


図 8. 効率 対 出力電流

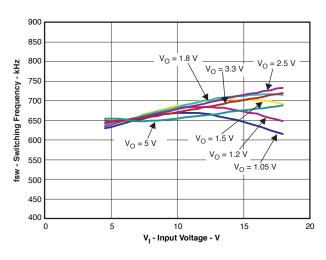


図9. スイッチング周波数 対 入力電圧

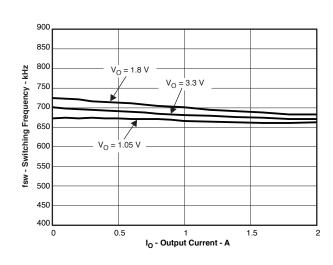


図 10. Vスイッチング周波数 対 出力電流

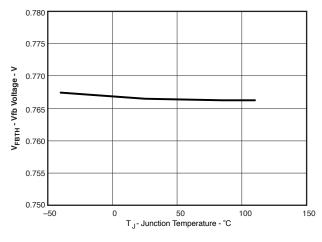


図 11. Vfb電圧 対 接合部温度

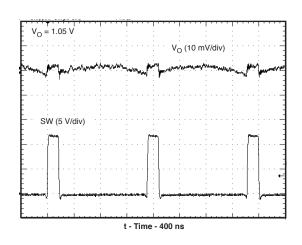


図 12. 出力電圧リップル(I_0 = 2A)



標準的特性

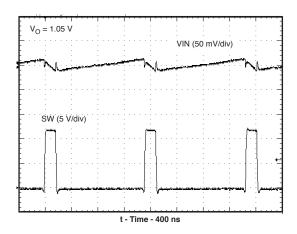


図 13. 入力電圧リップル (I_0 = 2A)



設計ガイド

ステップ毎の設計手順

設計プロセスを開始するには、いくつかのアプリケーション・パラメータについて知っておく必要があります。

- 入力電圧範囲
- 出力電圧
- 出力電流
- ・ 出力電圧リップル
- ・ 入力電圧リップル

出力電圧抵抗の選択

出力電圧は、出力ノードとVFBピンとの間の抵抗分圧回路によって設定されます。公差1%以内の分圧抵抗を使用することを推奨します。最初は、式(2)を使用してVOUTを計算します。

非常に軽い負荷での効率を向上させるには、より大きな値の 抵抗の使用を考慮します。ただし、抵抗が大きすぎると、ノイ ズの影響を受けやすくなり、VFB入力電流からの電圧誤差が目 立つようになります。

$$V_{OUT} = 0.765 \times \left(1 + \frac{R1}{R2}\right)$$
 (2)

出力フィルタの選択

TPS54227で使用する出力フィルタは、LC回路です。このLCフィルタは、下記の周波数に二重極を持ちます。

$$F_{p} = \frac{1}{2\pi \sqrt{L_{OUT} \times C_{OUT}}}$$
 (3)

低周波数では、出力設定点分圧抵抗回路、およびTPS54227の内部ゲインによって、全体のループ・ゲインが設定されます。低周波数での位相は180度です。出力フィルタの極周波数では、ディケード毎にゲインが-40dBロールオフし、位相は急速に減少します。D-CAP2™によって高周波数のゼロが導入されることで、ゲインのロールオフがディケードあたり-20dBに減り、位相はゼロ周波数の1ディケード上で90度に増加します。出力フィルタに使用するインダクタとコンデンサは、式(3)の二重極が高周波ゼロより低く、かつ(位相ブーストが得られ、高周波ゼロによって回路安定化のための十分な位相マージンが確保されるように)十分近い値となるよう選択する必要があります。この要件を満足するための推奨値を表1に示します。

DCゲインは出力電圧に依存するため、出力電圧が高くなると必要なインダクタ値も増加します。1.8V以上の高出力電圧では、R1と並列にフィードフォワード・コンデンサ(C4)を追加することにより、追加の位相ブーストを実現できます。

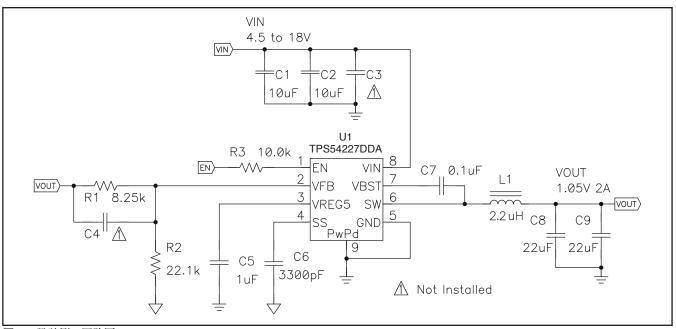


図 14. 設計例の回路図

出力電圧(V)	R1 (k Ω)	R2 (k Ω)	C4 (pF) ⁽¹⁾	L1 (μH)	C8 + C9 (μF)
1	6.81	22.1		1.5 - 2.2	22 - 68
1.05	8.25	22.1		1.5 - 2.2	22 - 68
1.2	12.7	22.1		2.2	22 - 68
1.5	21.5	22.1		2.2	22 - 68
1.8	30.1	22.1	5 - 22	3.3	22 - 68
2.5	49.9	22.1	5 - 22	3.3	22 - 68
3.3	73.2	22.1	5 - 22	3.3	22 - 68
5	124	22.1	5 - 22	4.7	22 - 68
6.5	165	22.1	5 - 22	4.7	22 - 68

表 1. 推奨部品値 (1) オプション



インダクタのピーク・ツー・ピーク・リップル電流、ピーク電流、およびRMS電流は、式(4)、式(5)、および式(6)で求めることができます。インダクタの飽和電流定格は、ピーク電流の計算値より大きい必要があります。RMSまたは加熱電流定格は、RMS電流の計算値より大きい必要があります。f_{SW}には700kHzを使用します。

選択したインダクタが、式 (5) のピーク電流および式 (6) のRMS 電流の定格を満たすことを確認してください。

$$I_{IPP} = \frac{V_{OUT}}{V_{IN(max)}} \times \frac{V_{IN(max)} - V_{OUT}}{L_{O} \times f_{SW}}$$
(4)

$$I_{lpeak} = I_O + \frac{I_{lpp}}{2}$$
 (5)

$$I_{Lo(RMS)} = \sqrt{I_O^2 + \frac{1}{12} I_{IPP}^2}$$
 (6)

この設計例では、ピーク電流の計算値が2.311A、RMS電流の計算値が2.008Aです。ここでは、インダクタとしてTDKのCLF7045T-2R2Mを使用し、ピーク電流定格は5.5A、RMS電流定格は4.3Aです。

コンデンサの値とESRによって、出力電圧リップルの大きさが決まります。TPS54227は、セラミックまたは他の低ESRコンデンサとともに使用するよう設計されています。推奨値の範囲は $22\mu F\sim68\mu F$ です。出力コンデンサに対して必要なRMS電流定格は、式 (7)で求められます。

$$I_{Co(RMS)} = \frac{V_{OUT} \times (V_{IN} - V_{OUT})}{\sqrt{12} \times V_{IN} \times L_{O} \times f_{SW}}$$
(7)

この設計では、出力コンデンサとしてTDKのC3216X5R0J226M ($22\mu F$) を2個使用します。標準ESRはそれぞれ $2m\Omega$ です。RMS電流の計算値は0.18Aであり、各出力コンデンサの定格は4Aです。

入力コンデンサの選択

TPS54227には、入力デカップリング・コンデンサと、アプリケーションによってはバルク・コンデンサが必要となります。デカップリング・コンデンサには、 10μ F以上のセラミック・コンデンサを推奨します。高周波フィルタリングを追加するために、ピン8とグランドの間に 0.1μ Fのコンデンサ(C3)をオプションで使用できます。コンデンサの電圧定格は、最大入力電圧よりも大きい必要があります。

ブートストラップ・コンデンサの選択

適切な動作のためには、VBSTピンとSWピンの間に 0.1μ Fのセラミック・コンデンサを接続する必要があります。セラミック・コンデンサの使用を推奨します。

VREG5コンデンサの選択

適切な動作のためには、VREG5ピンとGNDピンの間に 1μ Fのセラミック・コンデンサを接続する必要があります。セラミック・コンデンサの使用を推奨します。

熱特性について

この8ピンDDAパッケージには、外部ヒートシンクに直接接続するように設計された、露出したサーマル・パッドが装備されています。サーマル・パッドは、プリント基板 (PCB)に直接半田付けする必要があります。半田付け後は、PCBをヒートシンクとして使用できます。また、サーマル・ビアを使用して、サーマル・パッドをデバイスの回路図に示された適切な銅プレーンに直接接続するか、あるいはPCB内に設計された特別なヒートシンク構造に接続することができます。この設計により、ICからの熱伝導が最適化されます。

露出したサーマル・パッドについての追加情報およびその熱放散能力の利用法については、テクニカル・ブリーフ『PowerPAD™ Thermally Enhanced Package』(TI文献番号SLMA002) およびアプリケーション・ブリーフ『PowerPAD™ Made Easy』(TI文献番号SLMA004) を参照してください。

このパッケージの露出したサーマル・パッドの寸法を次の図に示します。

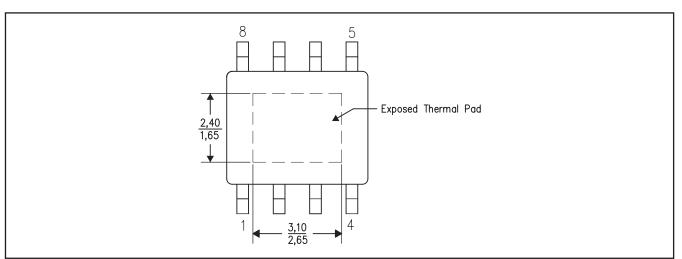


図 15. サーマル・パッドの寸法(平面図)



レイアウトについての考慮事項

- 1. 入力スイッチング電流ループは可能な限り小さくします。
- 2. 寄生容量およびインダクタンスを低減し、放射を最小限 に抑えるために、SWノードは物理的に可能な限り小さ く、かつ短くします。出力とデバイスの帰還ピンとの間 に、ケルビン接続を使用してください。
- 3. アナログ部品と非スイッチング部品は、スイッチング部 品から離して配置します。
- 4. 信号グランドと電源グランドは一点接続します。
- デバイスの下をスイッチング電流が流れないようにして ください。
- 6. VINおよびPGNDのパターン・ラインを幅広くします。
- 7. デバイスの露出したパッドは、PGNDに半田付けする必 要があります。

- 8. VREG5コンデンサは、デバイスの近くに配置し、PGND に接続する必要があります。
- 9. 出力コンデンサは、PGNDの幅広いパターンに接続する 必要があります。
- 10. 電圧帰還ループはできる限り短くし、可能であればグ ランド・シールドを使用します。
- 11. VFBピンに接続される分圧回路の下側の抵抗は、SGND に接続する必要があります。
- 12. VIN、SW、およびPGND接続に対しては、十分なビアを 設けることを推奨します。
- 13. VIN、SW、およびPGNDのPCBパターンは、可能な限り 幅広くします。
- 14. VINコンデンサは、可能な限りデバイスの近くに配置し ます。

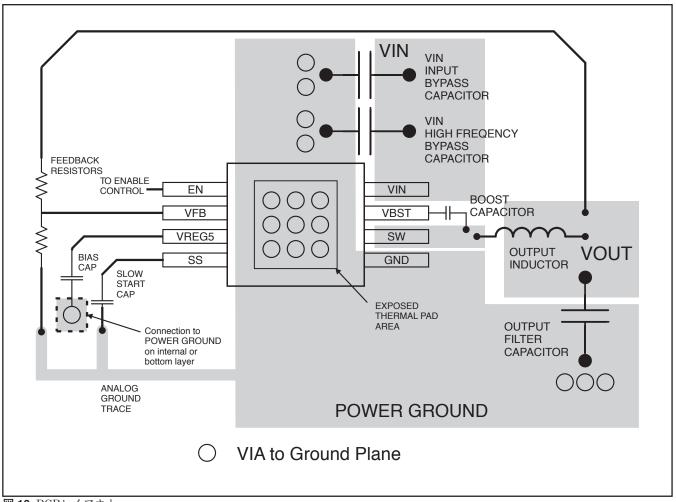


図 16. PCBレイアウト



パッケージ情報

製品情報

Orderable Device	Status ⁽¹⁾	Package Type	Package Drawing	Pins	Package Qty	Eco Plan (2)	Lead/ Ball Finish	MSL Peak Temp ⁽³⁾	Samples (Requires Login)
TPS54227DDA	ACTIVE	SO PowerPA	D DDA	8	75	Green (RoHS & no Sb/Br)	CU NIPDAUAG	Level-2-260C-1 YEAF	3
TPS54227DDAR	ACTIVE	SO PowerPA	D DDA	8	2500	Green (RoHS & no Sb/Br)	CU NIPDAUAG	Level-2-260C-1 YEAF	3

(1)マーケティング・ステータスは次のように定義されています。

ACTIVE: 製品デバイスが新規設計用に推奨されています。

LIFEBUY: TIによりデバイスの生産中止予定が発表され、ライフタイム購入期間が有効です。

NRND: 新規設計用に推奨されていません。デバイスは既存の顧客をサポートするために生産されていますが、TIでは新規設計にこの部品を使用することを推奨していません。

PREVIEW: デバイスは発表済みですが、まだ生産が開始されていません。サンプルが提供される場合と、提供されない場合があります。

OBSOLETE: TIによりデバイスの生産が中止されました。

(2) エコ・プラン - 環境に配慮した製品分類プランであり、Pb-Free(RoHS)、Pb-Free(RoHS Expert)およびGreen(RoHS & no Sb/Br)があります。最新情報および製品内容の詳細については、http://www.ti.com/productcontentでご確認ください。

TBD: Pb-Free/Green変換プランが策定されていません。

Pb-Free (RoHS): TIにおける "Lead-Free" または "Pb-Free" (鉛フリー) は、6つの物質すべてに対して現在のRoHS要件を満たしている半導体製品を意味します。これには、同種の材質内で鉛の重量が0.1%を超えないという要件も含まれます。高温で半田付けするように設計されている場合、TIの鉛フリー製品は指定された鉛フリー・プロセスでの使用に適しています。

Pb-Free (RoHS Exempt): この部品は、1) ダイとパッケージの間に鉛ベースの半田バンプ使用、または 2) ダイとリードフレーム間に鉛ベースの接着剤を使用、が除外されています。それ以外は上記の様にPb-Free (RoHS) と考えられます。

Green (RoHS & no Sb/Br): TIにおける "Green" は、"Pb-Free" (RoHS互換) に加えて、臭素 (Br) およびアンチモン (Sb) をベースとした難燃材を含まない (均質な材質中のBrまたはSb重量が0.1%を超えない) ことを意味しています。

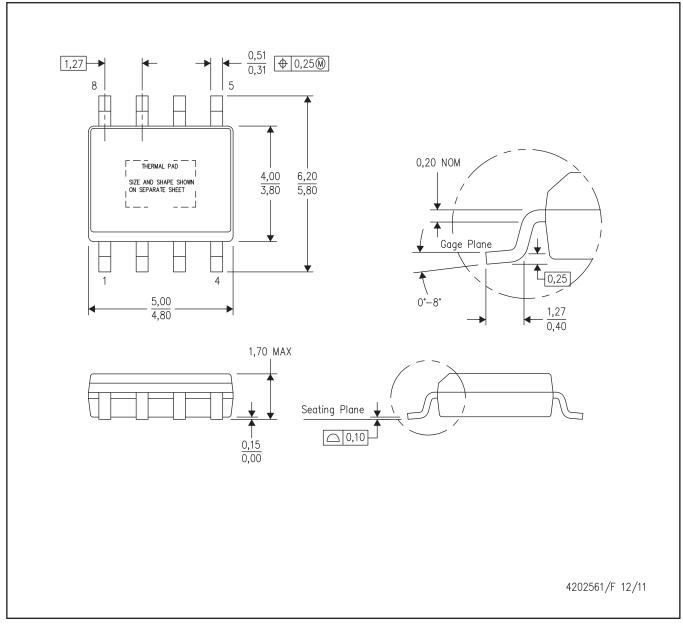
^③MSL、ピーク温度 -- JEDEC業界標準分類に従った耐湿性レベル、およびピーク半田温度です。

重要な情報および免責事項: このページに記載された情報は、記載された日付時点でのTIの知識および見解を表しています。TIの知識および見解は、第三者によって提供された情報に基づいており、そのような情報の正確性について何らの表明および保証も行うものではありません。第三者からの情報をより良く統合するための努力は続けております。TIでは、事実を適切に表す正確な情報を提供すべく妥当な手順を踏み、引き続きそれを継続してゆきますが、受け入れる部材および化学物質に対して破壊試験や化学分析は実行していない場合があります。TIおよびTI製品の供給者は、特定の情報を機密情報として扱っているため、CAS番号やその他の制限された情報が公開されない場合があります。

TIは、いかなる場合においても、かかる情報により発生した損害について、TIがお客様に1年間に販売した本書記載の問題となった TIパーツの購入価格の合計金額を超える責任は負いかねます。



DDA(R-PDSO-G8)



- 注:A. 全ての線寸法の単位はミリメートルです。寸法/公差はASME Y14.5M-1994によります。
 - B. 図は予告なく変更することがあります。

 - C. 本体寸法にはモールド・フラッシュや突起を含みません。0.15を超えることはありません。
 D. このパッケージは、基板上のサーマル・パッドに半田付けされるように設計されています。推奨基板レイアウトについては、 テクニカル·ブリーフ『PowerPAD Thermally Enhanced Package』(TI文献番号SLMA002) を参照してください。これらの ドキュメントは、ホームページwww.ti.comで入手できます。
 - E. 露出サーマル・パッドの寸法および形状についての詳細は、データシートを参照してください。
 - F. JEDEC MS-012 variationBAに準拠。

サーマルパッド・メカニカル・データ

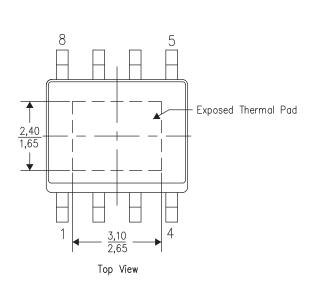
DDA(S-PDSO-G8)

熱的特性に関する資料

このPowerPADTMパッケージには、外部ヒートシンクに直接接続するように設計された、露出したサーマル・パッドが装備されています。このサーマル・パッドは、プリント基板 (PCB)に直接半田付けする必要があります。半田付け後は、PCBをヒートシンクとして使用できます。また、サーマル・ピアを使用して、サーマル・パッドをデバイスの回路図に示された適切な銅プレーンに直接接続するか、あるいはPCB内に設計された特別なヒートシンク構造に接続することができます。この設計により、ICからの熱伝導が最適化されます。

PowerPADTMパッケージについての追加情報およびその熱放散能力の利用法については、テクニカル・ブリーフ『PowerPAD Thermally Enhanced Package』(TI文献番号SLMA002) およびアプリケーション・ブリーフ『PowerPAD Made Easy』(TI文献番号SLMA004) を参照してください。いずれもホームページwww.ti.comで入手できます。

このパッケージの露出したサーマル・パッドの寸法を次の図に示します。



4206322-6/J 01/11

注:全ての線寸法の単位はミリメートルです。

サーマル・パッド寸法図



ご注意

日本テキサス・インスツルメンツ株式会社(以下TIJといいます)及びTexas Instruments Incorporated (TIJの親会社、以下TIJないしTexas Instruments Incorporatedを総称してTIといいます)は、その製品及びサービスを任意に修正し、改善、改良、その他の変更をし、もしくは製品の製造中止またはサービスの提供を中止する権利を留保します。従いまして、お客様は、発注される前に、関連する最新の情報を取得して頂き、その情報が現在有効かつ完全なものであるかどうかご確認下さい。全ての製品は、お客様とTIJとの間に取引契約が締結されている場合は、当該契約条件に基づき、また当該取引契約が締結されていない場合は、ご注文の受諾の際に提示されるTIJの標準販売契約約款に従って販売されます。

TIは、そのハードウェア製品が、TIの標準保証条件に従い販売時の仕様に対応した性能を有していること、またはお客様とTIJとの間で合意された保証条件に従い合意された仕様に対応した性能を有していることを保証します。検査およびその他の品質管理技法は、TIが当該保証を支援するのに必要とみなす範囲で行なわれております。各デバイスの全てのパラメーターに関する固有の検査は、政府がそれ等の実行を義務づけている場合を除き、必ずしも行なわれておりません。

TIは、製品のアプリケーションに関する支援もしくはお客様の製品の設計について責任を負うことはありません。TI製部品を使用しているお客様の製品及びそのアプリケーションについての責任はお客様にあります。TI製部品を使用したお客様の製品及びアプリケーションについて想定されうる危険を最小のものとするため、適切な設計上および操作上の安全対策は、必ずお客様にてお取り下さい。

TIは、TIの製品もしくはサービスが使用されている組み合せ、機械装置、もしくは方法に関連しているTIの特許権、著作権、回路配置利用権、その他のTIの知的財産権に基づいて何らかのライセンスを許諾するということは明示的にも黙示的にも保証も表明もしておりません。TIが第三者の製品もしくはサービスについて情報を提供することは、TIが当該製品もしくはサービスを使用することについてライセンスを与えるとか、保証もしくは是認するということを意味しません。そのような情報を使用するには第三者の特許その他の知的財産権に基づき当該第三者からライセンスを得なければならない場合もあり、またTIの特許その他の知的財産権に基づきTIからライセンスを得て頂かなければならない場合もあります。

TIのデータ・ブックもしくはデータ・シートの中にある情報を複製することは、その情報に一切の変更を加えること無く、かつその情報と結び付られた全ての保証、条件、制限及び通知と共に複製がなされる限りにおいて許されるものとします。当該情報に変更を加えて複製することは不公正で誤認を生じさせる行為です。TIは、そのような変更された情報や複製については何の義務も責任も負いません。

TIの製品もしくはサービスについてTIにより示された数値、特性、条件その他のパラメーターと異なる、あるいは、それを超えてなされた説明で当該TI製品もしくはサービスを再販売することは、当該TI製品もしくはサービスに対する全ての明示的保証、及び何らかの黙示的保証を無効にし、かつ不公正で誤認を生じさせる行為です。TIは、そのような説明については何の義務も責任もありません。

TIは、TIの製品が、安全でないことが致命的となる用途ないしアプリケーション(例えば、生命維持装置のように、TI製品に不良があった場合に、その不良により相当な確率で死傷等の重篤な事故が発生するようなもの)に使用されることを認めておりません。但し、お客様とTIの双方の権限有る役員が書面でそのような使用について明確に合意した場合は除きます。たとえTIがアプリケーションに関連した情報やサポートを提供したとしても、お客様は、そのようなアプリケーションの安全面及び規制面から見た諸問題を解決するために必要とされる専門的知識及び技術を持ち、かつ、お客様の製品について、またTI製品をそのような安全でないことが致命的となる用途に使用することについて、お客様が全ての法的責任、規制を遵守する責任、及び安全に関する要求事項を満足させる責任を負っていることを認め、かつそのことに同意します。さらに、もし万一、TIの製品がそのような安全でないことが致命的となる用途に使用されたことによって損害が発生し、TIないしその代表者がその損害を賠償した場合は、お客様がTIないしその代表者にその全額の補償をするものとします。

TI製品は、軍事的用途もしくは宇宙航空アプリケーションないし軍事的環境、航空宇宙環境にて使用されるようには設計もされていませんし、使用されることを意図されておりません。但し、当該TI製品が、軍需対応グレード品、若しくは「強化プラスティック」製品としてTIが特別に指定した製品である場合は除きます。TIが軍需対応グレード品として指定した製品のみが軍需品の仕様書に合致いたします。お客様は、TIが軍需対応グレード品として指定していない製品を、軍事的用途もしくは軍事的環境下で使用することは、もっぱらお客様の危険負担においてなされるということ、及び、お客様がもっぱら責任をもって、そのような使用に関して必要とされる全ての法的要求事項及び規制上の要求事項を満足させなければならないことを認め、かつ同意します。

TI製品は、自動車用アプリケーションないし自動車の環境において使用されるようには設計されていませんし、また使用されることを意図されておりません。但し、TIがISO/TS 16949の要求事項を満たしていると特別に指定したTI製品は除きます。お客様は、お客様が当該TI指定品以外のTI製品を自動車用アプリケーションに使用しても、TIは当該要求事項を満たしていなかったことについて、いかなる責任も負わないことを認め、かつ同意します。

Copyright © 2012, Texas Instruments Incorporated 日本語版 日本テキサス・インスツルメンツ株式会社

弊社半導体製品の取り扱い・保管について

半導体製品は、取り扱い、保管・輸送環境、基板実装条件によっては、お客様での実装前後に破壊/劣化、または故障を起こすことがあります。

弊社半導体製品のお取り扱い、ご使用にあたっては下記の点を遵守して下さい。 1. 静電気

- 素手で半導体製品単体を触らないこと。どうしても触る必要がある場合は、リストストラップ等で人体からアースをとり、導電性手袋等をして取り扱うこと。
- 弊社出荷梱包単位(外装から取り出された内装及び個装)又は製品単品で取り扱いを行う場合は、接地された導電性のテーブル上で(導電性マットにアースをとったもの等)、アースをした作業者が行うこと。また、コンテナ等も、導電性のものを使うこと。
- マウンタやはんだ付け設備等、半導体の実装に関わる全ての装置類は、静電気の帯電を防止する措置を施すこと。
- 前記のリストストラップ・導電性手袋・テーブル表面及び実装装置類の接地等の静電気帯電防止措置は、常に管理されその機能が確認されていること。

2. 温·湿度環境

● 温度: 0~40°C、相対湿度: 40~85%で保管・輸送及び取り扱いを行うこと。(但し、結露しないこと。)

- 直射日光があたる状態で保管・輸送しないこと。
- 3. 防湿梱包
 - 防湿梱包品は、開封後は個別推奨保管環境及び期間に従い基板実装すること。
- 4. 機械的衝擊
 - 梱包品(外装、内装、個装)及び製品単品を落下させたり、衝撃を 与えないこと。
- 5. 熱衝撃
 - はんだ付け時は、最低限260°C以上の高温状態に、10秒以上さらさないこと。(個別推奨条件がある時はそれに従うこと。)
- 6. 汚染
 - はんだ付け性を損なう、又はアルミ配線腐食の原因となるような汚染物質(硫黄、塩素等ハロゲン)のある環境で保管・輸送しないこと。
 - はんだ付け後は十分にフラックスの洗浄を行うこと。(不純物含有率が一定以下に保証された無洗浄タイプのフラックスは除く。)

以上