



3A出力、FET内蔵のトラッキング/ターミネーション同期PWMスイッチャー(SWIFT™)

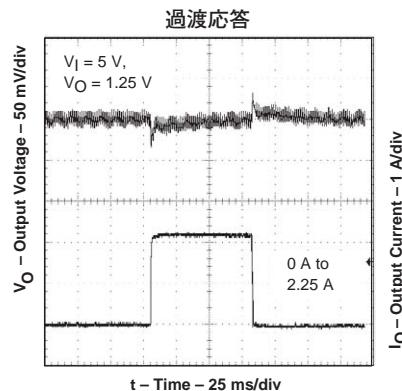
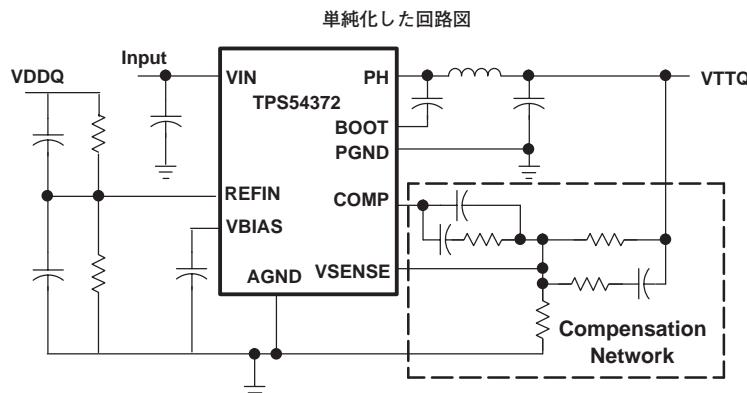
特 長

- 外部印加の基準電圧をトラック
- 60mΩのMOSFETスイッチによる、3A出力ソース・シンク電流(連続)時の高効率
- V_I の6%から90%までの出力トラッキング範囲
- 広帯域のPWM周波数：
 - 固定時の周波数 350kHz
 - 調整可能な周波数 280kHz-700kHz
- ピーク電流制限とサーマル・シャットダウンによる負荷保護
- 集積ソリューションによる基板面積およびトータル・コストの低減

アプリケーション

- DDRメモリ用終端電圧
- GTLおよびSSTL高速ロジック・ファミリーの能動終端
- DAC制御の大電流出力段
- 高精度ポイント・オブ・ロード電源

単純化した回路図



SWIFT、PowerPAD、SpActおよびBurr-Brownは、テキサス・インスツルメンツの商標です。

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。



静電気放電はわずかな性能の低下から完全なデバイスの故障に至るまで、様々な損傷を与えます。すべての集積回路は、適切なESD保護方法を用いて、取扱いと保存を行うようにして下さい。高精度の集積回路は、損傷に対して敏感であり、極めてわずかなパラメータの変化により、デバイスに規定された仕様に適合しなくなる場合があります。

パッケージ情報/ご発注の手引き

TA	REFIN VOLTAGE	PACKAGE	PART NUMBER
-40°C~85°C	0.2 V~1.75 V	Plastic HTSSOP (PWP) ⁽¹⁾	TPS54372PWP

(1) PWPパッケージはテープでリールにしたものもあります。その場合は、Rというサフィックスをデバイスタイプに付加願います(すなわち、TPS54372PWPR)。データシートのアプリケーション・セクションにあるPowerPAD™の機構図とレイアウトを参照願います。

絶対最大定格

特記ないかぎり無風動作温度範囲⁽¹⁾

	TPS54372	UNITS
Input voltage range, VI	VIN, ENA	-0.3 V~7
	RT	-0.3 V~6
	VSENSE, REFIN	-0.3 V~4
	BOOT	-0.3 V~17
Output voltage range, VO	VBIAS, COMP, STATUS	-0.3 V~7
	PH	-0.6 V~6
Source current, IO	PH	Internally Limited
	COMP, VBIAS	6 mA
Sink current, IS	PH	6 A
	COMP	6 mA
	ENA, STATUS	10 °C
Voltage differential	AGND to PGND	±0.3 V
Operating virtual junction temperature range, TJ		-40~125 °C
Storage temperature, Tstg		-65~150 °C
Lead temperature 1.6 mm (1/16 inch) from case for 10 seconds		300 °C

(1)絶対最大定格に記述される以上のストレスを加えると、デバイスは永久破壊されることがあります。これらはストレス定格だけであり、これらの条件あるいは推奨動作条件を超える条件でのデバイスのファンクション動作は含まれません。また、絶対最大定格の条件下に長時間デバイスをさらすと、デバイスの信頼性に影響することがあります。

推奨動作条件

	MIN	NOM	MAX	UNIT
Input voltage, VI	3	6	V	
Operating junction temperature, TJ	-40	125	°C	

消費電力定格⁽¹⁾⁽²⁾

PACKAGE	THERMAL IMPEDANCE JUNCTION-TO-AMBIENT	TA = 25°C POWER RATING	TA = 70°C POWER RATING	TA = 85°C POWER RATING
20 Pin PWP with solder	26.0 °C/W	3.85 W ⁽³⁾	2.11 W	1.54 W
20 Pin PWP without solder	57.5 °C/W	1.73 W	0.96 W	0.69 W

(1)パッケージのより詳細な情報は、テクニカル・ブリーフ(文献番号SLMA002)を参照願います。

(2)テスト基板条件

1. 3×3インチ、4層、厚さ0.062インチ
2. プリント基板の部品面に1.5オンスの銅配線
3. プリント基板の半田面に1.5オンスの銅のグランド・プレーン
4. 10個のサーマル・ヴィア(本データシートのアプリケーション・セクションにおける推奨ランドパターンを参照願います)

(3)最大電力消費は過電流保護で制限されるかもしれません。

電気的特性

特に記述のない限り $T_J = -40^\circ\text{C} \sim 125^\circ\text{C}$ 、 $V_I = 3\text{V} \sim 6\text{V}$

PARAMETER		TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
SUPPLY VOLTAGE, VIN						
V _{IN}	Input voltage range		3.0	6.0		V
		f _S = 350 kHz, RT open, PH pin open	6.2	9.60		mA
	Quiescent current	f _S = 550 kHz, RT = 100 kΩ, PH pin open	8.4	12.8		
		Shutdown, SS/ENA = 0 V	1	1.4		
UNDER VOLTAGE LOCK OUT						
Start threshold voltage, UVLO			2.95	3.0		V
Stop threshold voltage, UVLO			2.70	2.80		V
Hysteresis voltage, UVLO			0.14	0.16		V
Rising and falling edge deglitch, UVLO ⁽¹⁾			2.5			μs
BIAS VOLTAGE						
Output voltage, VBIAS		I(VBIAS) = 0	2.70	2.80	2.90	V
Output current, VBIAS ⁽²⁾				100		μA
REGULATION						
Line regulation ⁽¹⁾⁽³⁾		I _L = 1.5 A, f _S = 350 kHz, T _J = 85°C		0.07		%/V
Load regulation ⁽¹⁾⁽³⁾		I _L = 0 A to 3 A, f _S = 350 kHz, T _J = 85°C		0.03		%/A
OSCILLATOR						
Internally set free running frequency		RT open	280	350	420	kHz
Externally set free running frequency range		RT = 180 kΩ (1% resistor to AGND)	252	280	308	kHz
		RT = 100 kΩ (1% resistor to AGND)	460	500	540	
		RT = 68 kΩ (1% resistor to AGND)	663	700	762	
Ramp valley ⁽¹⁾			0.75			V
Ramp amplitude (peak-to-peak) ⁽¹⁾			1			V
Minimum controllable on time ⁽¹⁾				200		ns
Maximum duty cycle ⁽¹⁾			90%			
ERROR AMPLIFIER						
Error amplifier open loop voltage gain		1 kΩ COMP to AGND ⁽¹⁾	90	110		dB
Error amplifier unity gain bandwidth		Parallel 10 kΩ, 160 pF COMP to AGND ⁽¹⁾	3	5		MHz
Error amplifier common mode input voltage range		Powered by internal LDO ⁽¹⁾	0		VBIAS	V
Input bias current, VSENSE		VSENSE = V _{ref}		60	250	nA
Output voltage slew rate (symmetric), COMP			1.0	1.4		V/μs
PWM COMPARATOR						
PWM comparator propagation delay time, PWM comparator input to PH pin (excluding deadtime)		10-mV overdrive ⁽¹⁾		70	85	ns

(1) 設計保証

(2) 静的な抵抗負荷のみ

(3) 図8の回路で規定

電気的特性(続き)

特に記述のない限り $T_J = -40^\circ\text{C} \sim 125^\circ\text{C}$ 、 $V_I = 3\text{V} \sim 6\text{V}$

PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
SLOW-START/ENABLE					
Enable threshold voltage, ENA		0.82	1.20	1.40	V
Enable hysteresis voltage, ENA ⁽¹⁾			0.03		V
Falling edge deglitch, ENA ⁽¹⁾			2.5		μs
Internal slow-start time		2.6	3.35	4.1	ms
STATUS					
Output saturation voltage, STATUS	$I_{\text{sink}} = 2.5\text{ mA}$		0.18	0.30	V
Leakage current, STATUS	$V_I = 3.6\text{ V}$			1	μA
CURRENT LIMIT					
Current limit	$V_I = 3\text{ V}^{(1)}$	4	6.5		A
	$V_I = 6\text{ V}^{(1)}$	4.5	7.5		
Current limit leading edge blanking time			100		ns
Current limit total response time			200		ns
 THERMAL SHUTDOWN					
Thermal shutdown trip point ⁽¹⁾		135	150	165	$^\circ\text{C}$
Thermal shutdown hysteresis ⁽¹⁾			10		$^\circ\text{C}$
OUTPUT POWER MOSFETS					
rDS(on) Power MOSFET switches	$V_I = 6\text{ V}^{(4)}$		59	88	$\text{m}\Omega$
	$V_I = 3\text{ V}^{(4)}$		85	136	

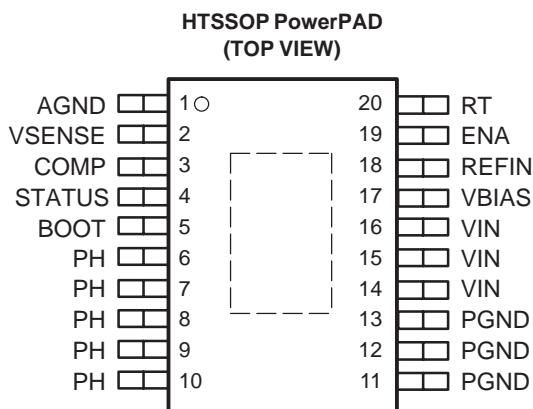
(1) 設計保証

(2) 静的な抵抗負荷のみ

(3) 図8の回路で規定

(4) 整合のとれたMOSFETであり、ローサイドのrDS(on)はテストされ、ハイサイドのrDS(on)は設計保証

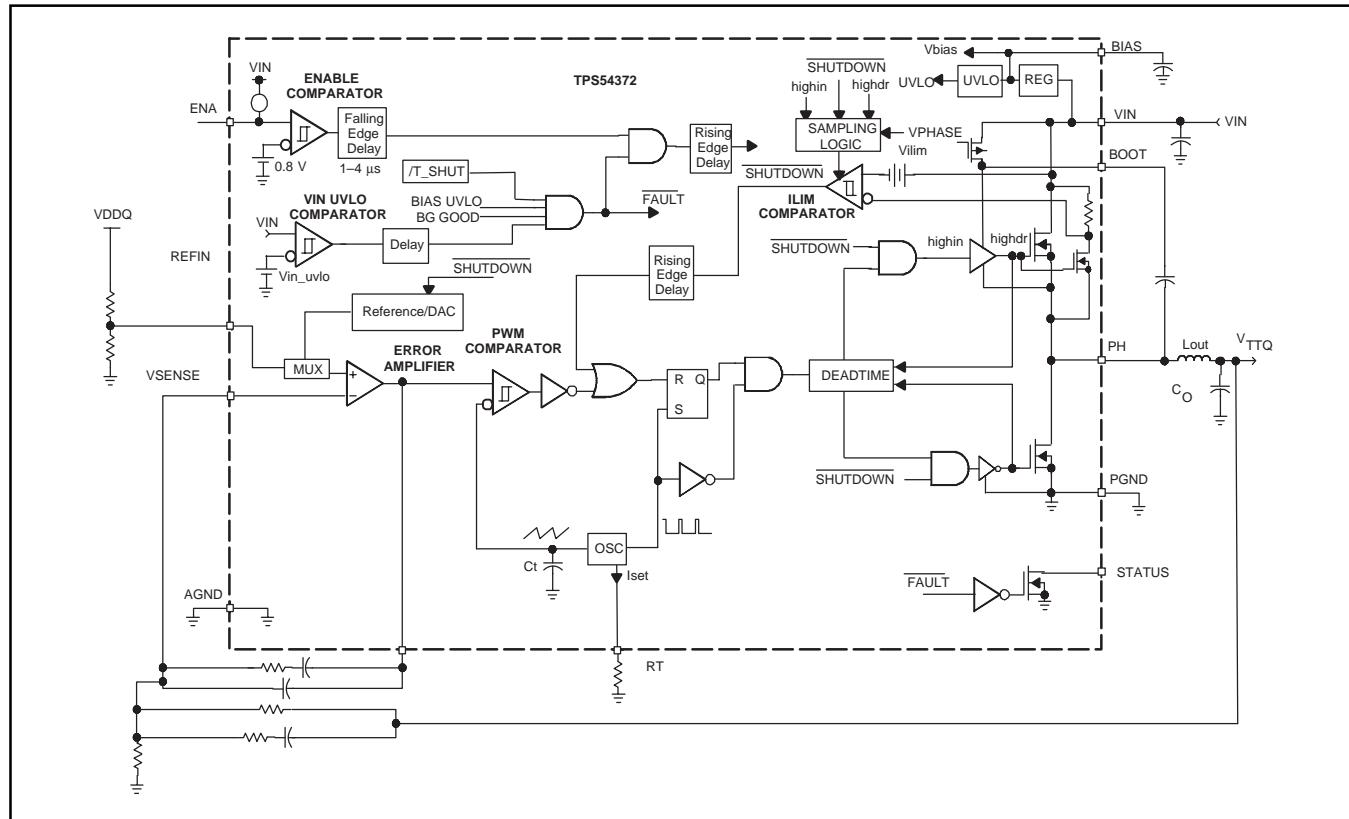
ピン配置



ピンの構成

TERMINAL NAME	NO.	DESCRIPTION
AGND	1	アナログ・グランド。補償網/出力分圧回路、スロー・スタートコンデンサ、VBIASコンデンサ、およびRT抵抗の各帰線になる。PowerPAD™はAGNDに接続する。
BOOT	5	ブートストラップ入力。0.022μFから0.1μFの低等価直列抵抗のコンデンサをBOOTとPH間に接続し、ハイサイドFETドライバをフローティング駆動する。
COMP	3	誤差アンプ出力。周波数補償網をCOMPからVSENSEに接続する。
ENA	19	イネーブル入力。ロジック・レベルのハイは、発振器、PWM制御回路、MOSFETドライバをイネーブルにする。ロジック・レベルのローは動作をディスエーブルにし、デバイスを静的な低電流状態にする。
PGND	11-13	パワー・グランド。ローサイド・ドライバとパワーMOSFET用の大電流が流れる帰線。大面積の銅パターンのPGNDを入出力電源の帰線、および入出力(VINとVo)コンデンサの負側に接続する。また、AGNDとの1点アースを推奨する。
PH	6-10	フェーズ入出力。内部のハイ・ローサイドの両パワーMOSFETおよび出力インダクタの結合点。
RT	20	周波数設定する抵抗の入力。RTとAGND間に抵抗を接続して、スイッチング周波数f _s を設定する。
REFIN	18	外部基準電圧入力。スロー・スタートおよび誤差アンプへのハイ・インピーダンス入力。
STATUS	4	オープン・ドレイン出力。VIN < UVLO, VBIASおよび内部基準電圧が立ち上がってない、あるいは内部シャットダウン信号がアクティブの場合にロー。それ以外はハイ。
VBIAS	17	内部バイアス・レギュレータの出力。内部回路にレギュレーションした電圧を供給。VBIASとAGNDの両ピン間に高品質・低等価直列抵抗の0.1μFから1.0μFのセラミック・コンデンサを接続してバイパスする。
VIN	14-16	パワーMOSFETスイッチと内部バイアス・レギュレータに供給する入力。VINピンとPGNDピン間で、高品質・低等価直列抵抗の1μFから10μFのセラミック・コンデンサをデバイス・パッケージの極力近くに接続してバイパスする。
VSENSE	2	誤差アンプの反転入力。出力電圧(Vo)からの補償網および出力分圧回路を接続する。

内部ブロック図



代表的特性

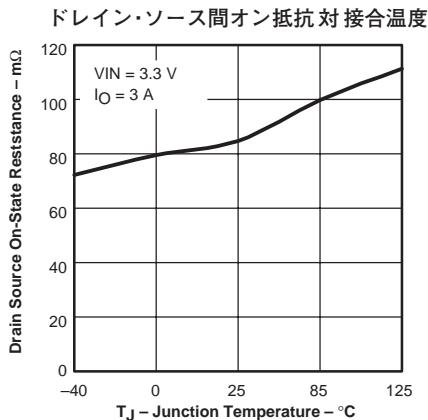


図1

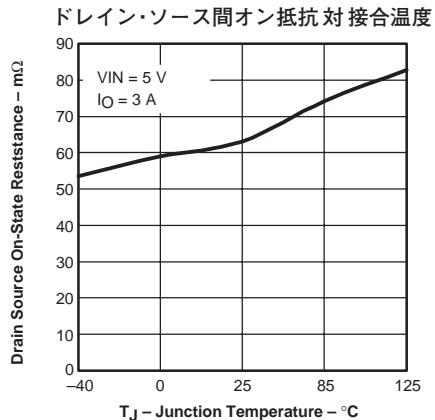


図2

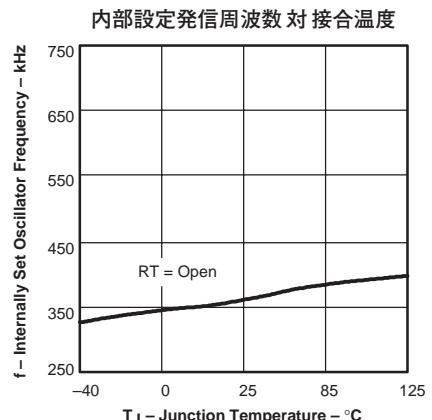


図3

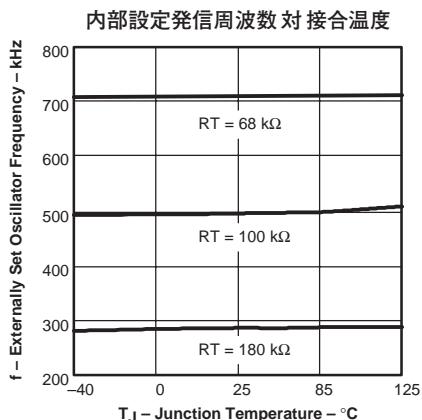


図4

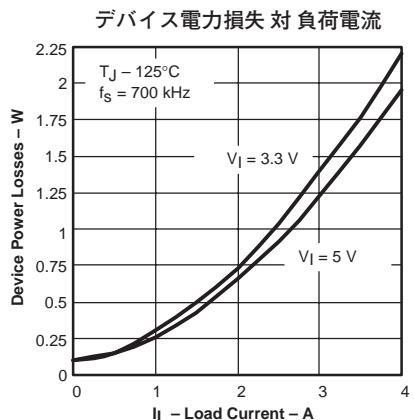


図5

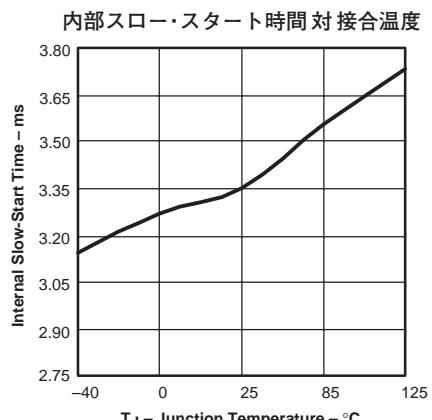


図6

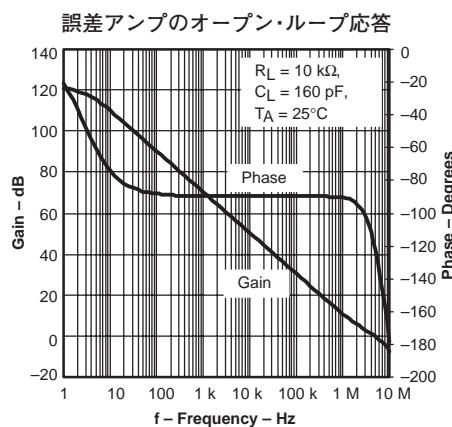


図7

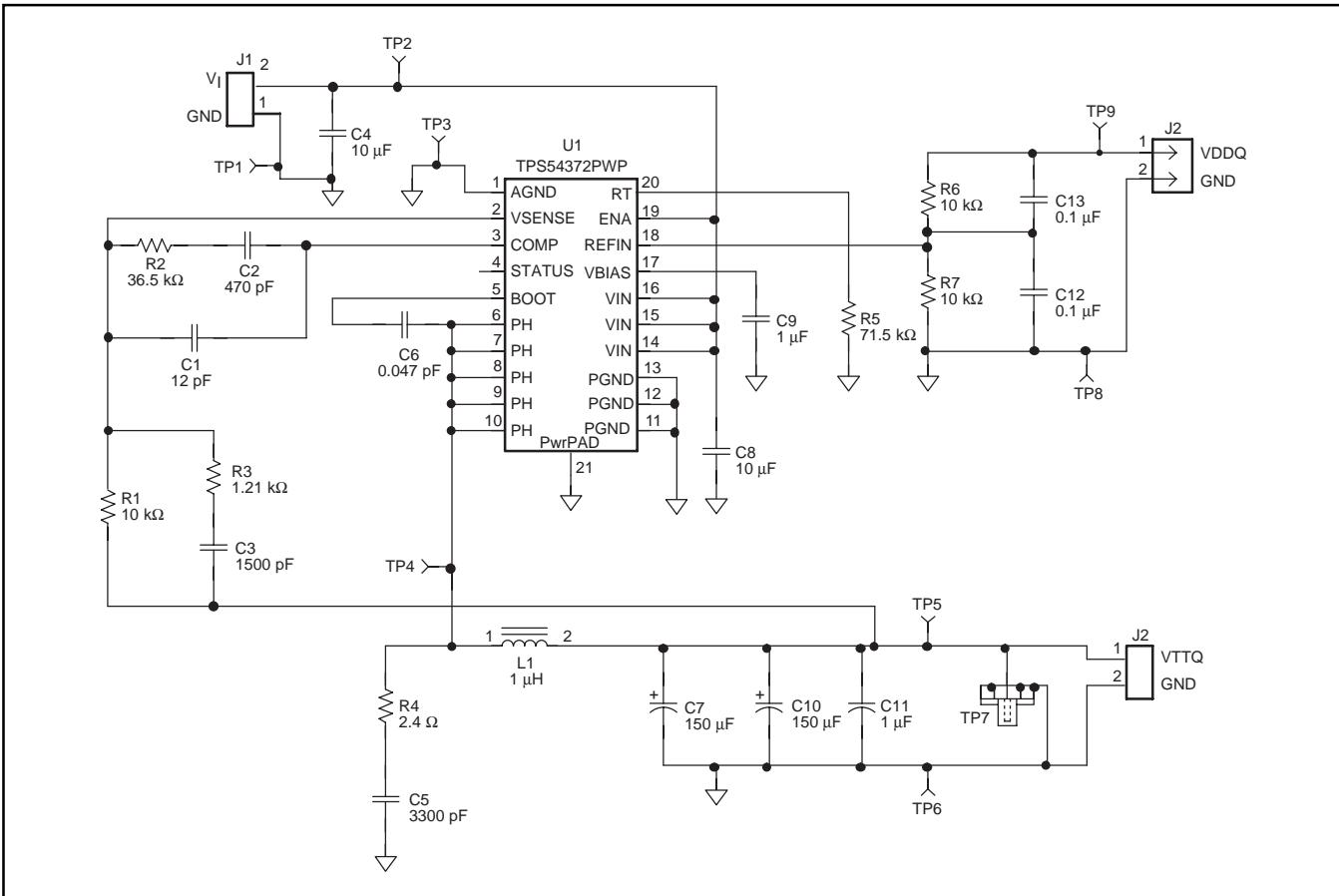


図8. アプリケーション回路

アプリケーション情報

図8はTPS54372の代表的なアプリケーション回路図を示します。TPS54372(図中のU1)は、VDDQの半分の出力電圧(公称値、1.25V)で3Aまでの出力電流を供給できます。適正な動作のために、TPS54372の直下のPowerPADTMをプリント基板へ直接に半田付けする必要があります。

部品選定

本設計例で使用した部品の定数は、優れた過渡応答と小さな基板実装面積を実現するように選びました。特殊ポリマー・コンデンサを出力フィルタ回路に用いています。また、小型で小定数の出力インダクタを採用しています。補償回路網の部品は、閉ループの帯域を最大にし、優れた過渡応答特性を得るために選定しています。より詳細な設計情報は、www.ti.comで入手できます。

入力電圧

入力電圧は3.3あるいは5.0VDC(いずれも公称値)です。入力フィルタ(C4)は10μFのセラミック・コンデンサ(太陽誘電)です。同じく10μFのセラミック・コンデンサ(太陽誘電)であるC8は、TPS54372への入力電圧を高周波デカップリングします。C8は極力デバイスの近くに配置する必要があります。また、リップル電流はC4とC8の双方と、そのPGNDへの帰路を交わりますが、それが出力コンデンサC7, C10, C11を還流しないようにします。

帰還回路

帰還回路部品の定数は、高速な過渡応答時間を得るために選定しています。部品R1, R2, R3, C1, C2、およびC3は、ループ補償回路網を形成しています。本設計ではタイプ3のトポロジーを用いています。帰還回路網の伝達関数は、内部の誤差アンプのオープン・ループ特性で最大の閉ループ利得を得るように設定しています。閉ループのクロスオーバ周波数(ループ利得が0dBになる周波数)は、3Vから6Vの入力時で一般に80kHzから125kHzになります。

動作周波数

本アプリケーション回路では、71.5kΩの抵抗をRTとAGND間に接続して700kHzの動作周波数を選択しています。これと異なる周波数にするには、RT(20ピン)とアナログ・グランド間に68kΩから180kΩの抵抗を接続します。あるいは、RTをオープンにしてデフォルト値の350kHzを選びます。抵抗値を選択する場合は、式(1)で近似できます。

$$R = \frac{500 \text{ kHz}}{\text{スイッチング周波数}} \times 100 \text{ k}\Omega \quad (1)$$

出力フィルタ

出力フィルタは $1.0\mu\text{H}$ のインダクタと2個の $150\mu\text{F}$ のコンデンサで構成されます。このインダクタは低DC抵抗(0.010Ω)タイプのVishay製 IHLP-2525CZ-01で、 $1.0\mu\text{H}$, 8.5A定格DC出力のものです。コンデンサは $150\mu\text{F}$, 6.3Vの特殊ポリマー型です。

グランドのとりかたとPowerPAD™のレイアウト

TPS54372にはアナログとパワーの2つの内部グランドがあります。TPS54372の内部では、アナログ・グランドをすべての雑音に敏感な信号に接続し、パワー・グランドは雑音を発生するパワー信号に接続しています。PowerPAD™は直接AGNDに接続する必要があります。両グランド間に入った雑音はTPS54372の特性を劣化させ、特に大出力電流時に顕著になります。しかし、アナログ・グランド・プレーンの雑音は、制御信号やバイアス信号に問題を発生します。したがって、これらの理由から、アナログとパワーの両グランド・プレーンを分離することを推奨します。この両プレーンはICにおいて互いに接続し、両グランド間の雑音を低減します。直接にパワー・グランド・プレーンに接続する部品は、入力コンデンサ、出力コンデンサ、入力電圧デカップリング用コンデンサ、およびTPS54372のPGNDピンだけです。パワー・グランド領域は、PowerPAD™を実装する領域と同様に、複数のヴィアで内部のグランド・プレーンと接続します。TPS54372用評価モ

ジュールのレイアウトは、半田面がシステムのグランド・プレーンである2層基板の推奨レイアウトの代表例です。TPS54372用評価モジュールの文献は、TI社のウェブサイトのTPS54372製品フォルダにあります。

熱特性に関するレイアウトの考察

最大負荷電流での動作のため、アナログ・グランド・プレーンには適当な放熱領域が必要です。それには、1オンスの銅による3インチ×3インチのプレーンを推奨します。これは必須というわけではなく、周囲温度と空気流に依存します。ほとんどのアプリケーションには内部グランド・プレーンの広い領域があり、PowerPAD™はその中で最大面積のものに接続します。部品面や半田面にある他の領域も放熱に寄与するので、3A以上の動作時はすべての領域を放熱に使用します。PowerPAD™の露出領域とアナログ・グランド・プレーン層との接続には、直径0.013インチのヴィアを用いて、ヴィアによる半田の上がりを防止します。PowerPAD™領域に6個のヴィアを作り、さらにデバイス・パッケージの直下に4個のヴィアを作ります。このパッケージ直下のヴィアのサイズは、露出したサーマル・パッド領域とは違って、0.018インチまで拡張できます。推奨するこれら10個のヴィアに加えて、熱特性を強化するヴィアをデバイス・パッケージの直下以外の領域にも作ります。

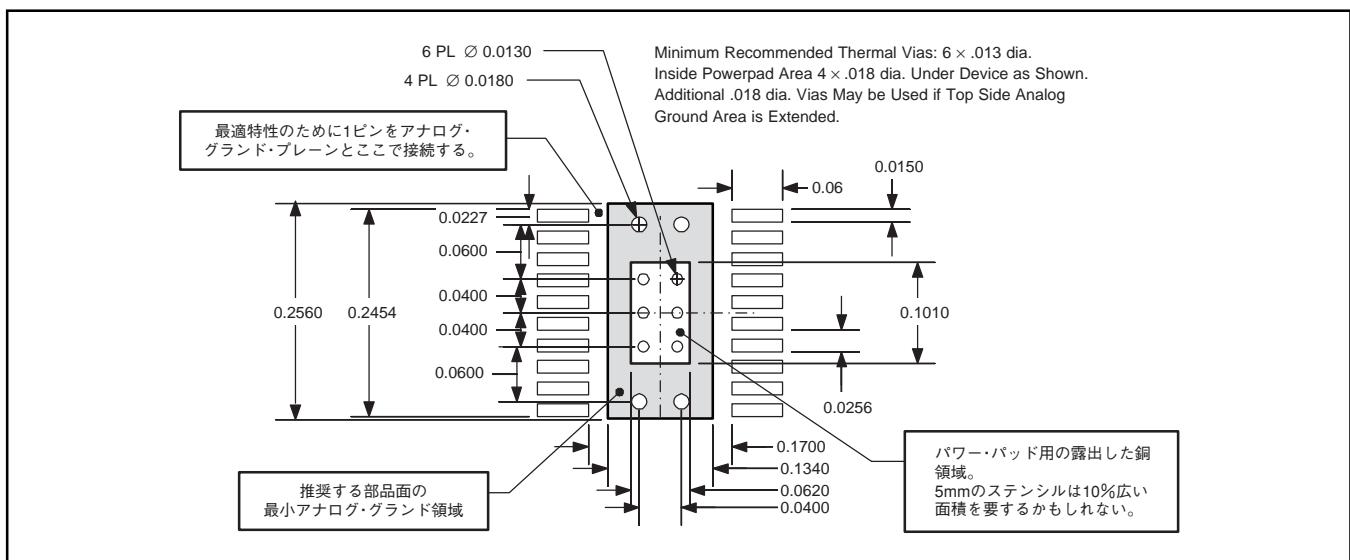


図9. 20ピンPWP PowerPAD™用の推奨ランド・パターン

特性グラフ

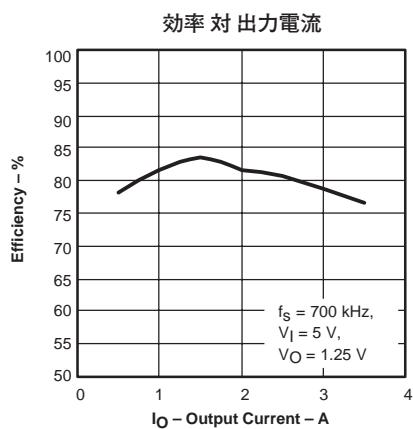


図10

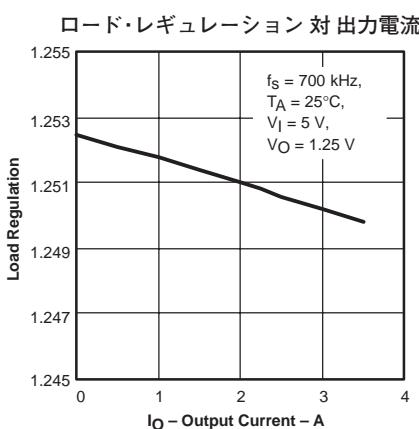


図11

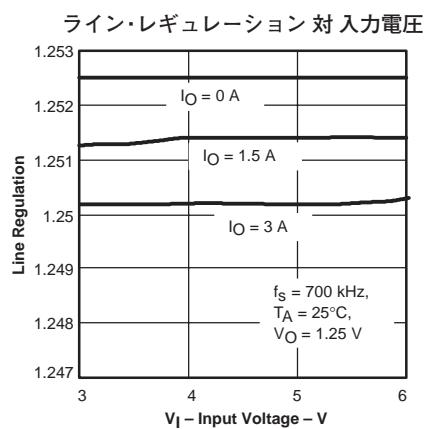


図12

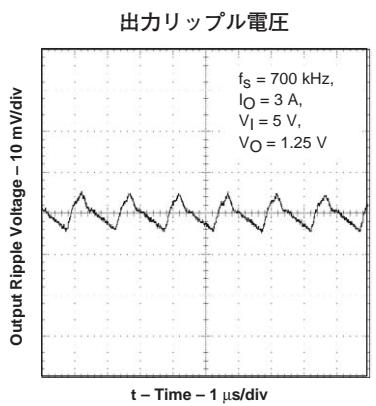


図13

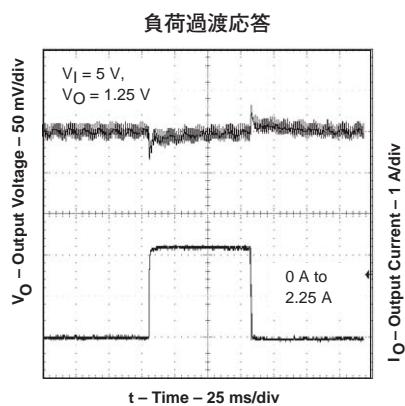


図14

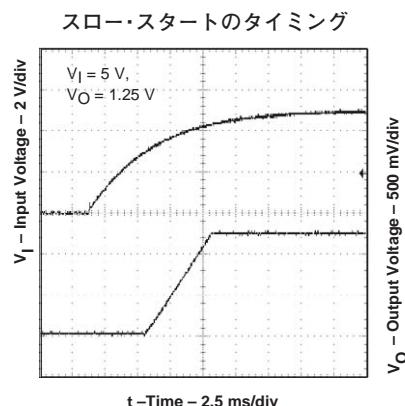


図15

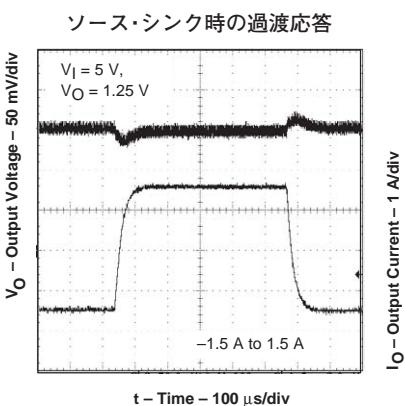
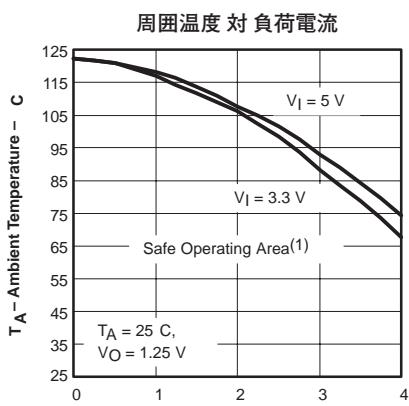


図16



(1)安全動作領域は、本データシートのパッケージ消費電力定格表に記述されたテスト基板条件に適用されます。

図17

詳細解説

低電圧ロックアウト(UVLO)

TPS54372は低電圧ロックアウト回路を備えており、入力電圧(VIN)が不十分な時にデバイスをディスエーブルに保ちます。電源投入中は、VINがUVLOのスレッシュホールド電圧(公称値2.95V)を超えるまで、内部回路を停止状態に維持します。ひとたびVINがUVLOスタートのスレッシュホールド電圧に達すると、デバイスはスタート・アップを始めます。デバイスは、VINがUVLOトップのスレッシュホールド電圧(公称値2.8V)を下回るまで動作します。このようなUVLOコンパレータのヒステリシスと、 $2.5\mu\text{s}$ の立ち上がり・立ち下がりエッジのデグリッチ回路が、VINに乗った雑音によるデバイスのシャットダウンの可能性を低減します。

イネーブル(ENA)

イネーブル(ENA)ピンは、TPS54372をイネーブルあるいはディスエーブル(シャットダウン)に制御します。1.4V以上の入力でTPS54372はイネーブルになります。また、0.9V以下の入力でデバイス動作がディスエーブルになります。これらは標準的なロジックのスレッシュホールド電圧ではありませんが、TTL出力と互換性があります。

ENAがローの場合、発振器、スロー・スタート、PWM制御回路、およびMOSFETドライバはディスエーブルされ、デバイスのスタート・アップに備えた初期状態になっています。デバイスのスタート・アップはENAのローからハイへの遷移時に開始し、同時に出力電圧が0Vから始まります。

スロー・スタート

スロー・スタート回路は、スタート・アップ時の出力電圧のスロープ(傾斜)を制御し、ラッシュ電流を制限します。内部のスロー・スタート・レートは 0.25V/ms (公称値)であり、その最速レートは 0.35V/ms になります。REFINの電圧が内部スロープより高速で立ち上がる場合、あるいはデバイス動作のイネーブル時にすでにREFINに電圧が印加されている場合、出力電圧は内部レートに従って立ち上ります。逆に、REFINがもっとゆっくり立ち上がる場合、出力電圧はREFINとほぼ等しいレートで立ち上ります。

VBIASレギュレータ(VBIAS)

VBIASレギュレータは、内部アナログ・デジタルの両ブロックに、接合温度と入力電圧の変動に依存しない安定した電源を供給します。VBIASピンには、高品質かつ低等価直列抵抗のセラミックのバイパス・コンデンサが必要です。温度変動に対して安定なX7RあるいはX5Rクラスの誘電体を推奨します。バイパス・コンデ

ンサは極力VBIASピンの近くに配置し、AGNDに接地します。VBIASに外部の負荷をつけることは可能ですが、内部回路が最小2.70VのVBIASを必要になると、VBIASに接続した外部負荷によるACあるいはデジタル雑音が、特性を劣化させることに注意を要します。VBIASピンは外部回路の基準電圧として使うこともできます。

基準電圧

REFINピンには、ユーザーが設定するトラッキング電圧を入力できます。一般にこの電圧をVDDQの半分にします。この外部基準電圧の入力範囲は、 0.2V から 1.75V です。これを超えると、内部のバンドギャップ基準電圧が外部印加の基準電圧を無効にします。

発振器とPWMランプ

発振周波数はRTピンをオープン(フローティング)にして、内部的に 350kHz の固定値に設定できます。アプリケーションによって異なる動作周波数が必要ならば、RTピンとAGND間に抵抗を接続して、発振周波数を外部的に 280kHz から 700kHz まで調整できます。そのスイッチング周波数は式(2)で近似されます。ここで、RはRTとAGND間の抵抗値です。

$$\text{スイッチング周波数} = \frac{100\text{ k}\Omega}{R} \times 500\text{ kHz} \quad (2)$$

下表に周波数選択の組み合わせを要約します。

SWITCHING FREQUENCY	RT PIN
350 kHz , internally set	Float
Externally set 280 kHz to 700 kHz	$R = 180\text{ k}\Omega$ to $68\text{ k}\Omega$

誤差アンプ

高性能で広帯域の誤差アンプが、TPS54372を他の大部分のDC/DCコンバータよりも優れたものにしています。これによってユーザーは、個々のアプリケーションに要する出力LCフィルタ用部品を広範に使えます。外付けの補償部品を用いて、タイプ2あるいはタイプ3の補償方式が採用できます。

PWM制御

誤差アンプ出力、発信器、および電流制限回路からの各信号はPWM制御ロジック回路で処理されます。内部ブロック図を参照すると、制御ロジック回路にはPWMコンパレータ、ORゲート、PWMラッチ、および適応性の高いデッドタイムと制御ロジック・ブロックの一部があります。電流制限のスレッシュホールド電圧より低い安定動作では、PWMコンパレータ出力と発振器パルスが交互にPWMラッチをリセットおよびセットします。PWMラッチがセットされると、ローサイドFETが発振器パルス幅による最小期間だけオンします。この間、PWMのランプ波形は谷の電圧値まで急速に放電します。次にランプ波形が充電を始めると、ローサイドFETはオフし、ハイサイドFETがオンします。PWMランプ波形が誤差アンプの出力電圧を超えると、PWMコンパレータがラッチをリセットし、その結果ハイサイドFETがオフし、ローサイドFETがオンします。そしてローサイドFETは、次の発振器パルスがPWMランプ波形を放電するまでオンを続けます。

過渡状態では、誤差アンプ出力がPWMランプ波形の谷電圧以下やピーク電圧以上になるかもしれません。誤差アンプ出力が高い場合、PWMラッチはリセットされず、発振器パルスが制御ロジックにハイサイドFETのオフとローサイドFETのオンの信号を出すまで、ハイサイドFETはオンを維持します。このとき、出力電圧がレギュレーションの設定値に達するまで、デバイスはVSENSEにほぼ V_{ref} に等しい電圧を供給しながら最大デューティで動作します。誤差アンプ出力が低い場合、PWMラッチは継続的にリセットされ、ハイサイドFETはオンしません。このときローサイドFETは、VSENSEの電圧が低下してPWMコンパレータの状態を反転させるまでオンし続けます。TPS54372は、出力がレギュレーションの設定値に達するまで連続的に電流をシンクできます。

電流制限コンパレータが100ns以上動作すると、PWMランプ波形が誤差アンプ出力を超える前にPWMラッチをリセットします。そして、ハイサイドFETはオフし、ローサイドFETはオンして、出力のインダクタのエネルギーを低減し、出力電流を減少します。この過程は、電流制限コンパレータが動作するサイクルごとに行われます。

デッドタイム制御とMOSFETドライバ

適応性の高いデッドタイム制御は、MOSFETドライバのタン・オン時間を積極的に制御して、両方のNチャネル・パワーMOSFETのスイッチング遷移時における貫通電流を防止します。ハイサイド・ドライバは、ローサイドFETのゲート電圧が2V以下になるまでオンしません。また、ローサイド・ドライバは、ハイサイドMOSFETのゲート電圧が2V以下になるまでオンしません。ハイサイドとローサイドの両ドライバは300mAのソースおよびシンク能力で設計され、パワーMOSFETのゲートを急速に

ドライブできます。ローサイド・ドライバはVINから電源を供給され、ハイサイド・ドライバはBOOTピンから電源を供給されています。そのブートストラップ回路は、外付けのBOOTコンデンサと、VINピンとBOOTピン間の内部にある2.5Ωのブートストラップ・スイッチを用いています。この内蔵ブートストラップ・スイッチはドライブ効率を高め、外付けの部品点数を節約します。

過電流保護

電流制限はサイクルごとになされ、ハイサイドMOSFETを流れる電流を検知し、これをプリセットの過電流スレッシュホールド電圧と比較します。ハイサイドMOSFETは、電流制限スレッシュホールド電圧に達して200ns以内にオフします。立ち上がりエッジを100nsだけブランкиングする回路が、ハイサイドMOSFETがオンするときの電流制限の誤作動を防止します。電流制限の検出は、VINからPHへ流れる電流が出力フィルタに供給される場合のみに行われます。電流をシンクする場合の過負荷保護は、サーマル・シャットダウンで行われます。

サーマル・シャットダウン

デバイスの接合温度が150°Cを超えると、デバイスはサーマル・シャットダウンを用いてパワーMOSFETをオフし、制御回路をディスエーブルにします。接合温度がサーマル・シャットダウンの動作点より10°C低下すると、デバイスはシャットダウン状態から自動的に解放され、スロー・スタート回路の制御下でスタート・アップします。

サーマル・シャットダウンは過負荷状態が数ms続くと作動します。不良状態が持続すると、デバイスは次のサイクルを繰り返します。すなわち、ソフト・スタート回路の制御下でのスタート・アップ、不良状態による温度上昇、そしてサーマル・シャットダウン温度に達してのシャットダウンというサイクルです。このサイクルは不良原因が除去されるまで持続します。

ステータス

STATUSピンはオープン・ドレイン出力であり、デバイスの内部状態が適正動作に十分であることを示します。STATUSはシステム制御あるいは監視回路に接続して、タミネーションあるいはトラッキング・レギュレータとしてのスタート・アップ準備完了状態を返すのに使えます。STATUSは、TPS54372の動作時あるいはイネーブル準備完了時にハイ・インピーダンスになります。また、STATUSは以下の状況が発生するとアクティブ(ロー)になります。

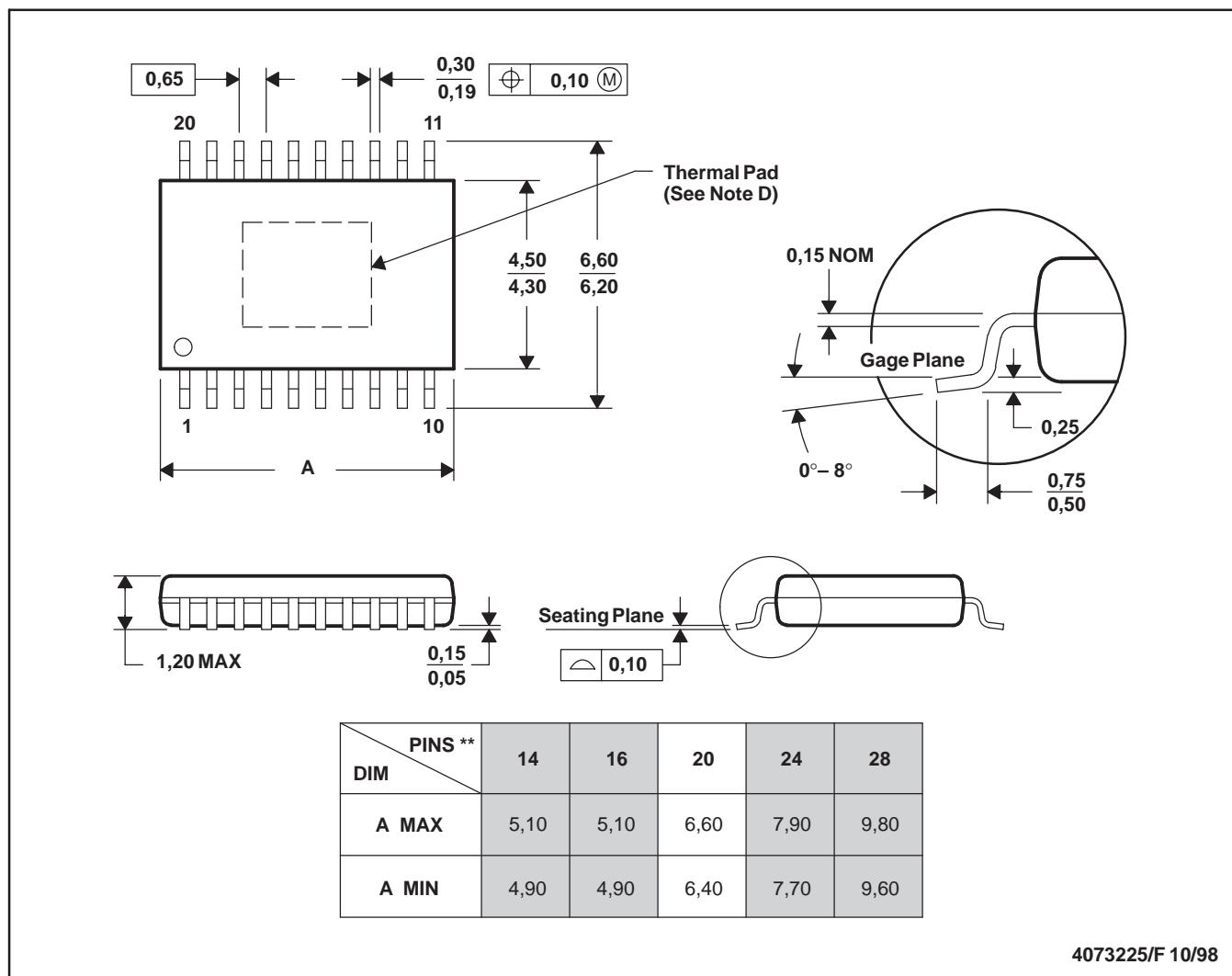
- VIN < UVLOスレッシュホールド電圧
- VBIASあるいは内部基準電圧が不十分である。
- サーマル・シャットダウンが動作している。

外観

PWP (R-PDSO-G**)

20 PINS SHOWN

POWERPAD PLASTIC SMALL-OUTLINE



注：A. 直線的な寸法はすべてミリメートルです。

B. 本図は通達なしに変更することがあります。

C. 本体の寸法はモールド・フラッシュや突起を含みません。

D. パッケージの熱特性は、サーマル・パッドを外部プレーンにボンディングすると強化されます。

このパッドは電気的かつ熱的にチップの背面と結合します。また、できるかぎり一部のリードとも接続させます。

E. JEDEC MO-153の規格に準拠します。

ご注意

日本テキサス・インスツルメンツ株式会社及びTexas Instruments Incorporated(以下TIといいます)は、TI所定の手続きに従い、あるいはお客様とTI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従い、その製品を変更し、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ことができますので、お客様は、発注される前に、これから参照しようとする情報が最新かつ完全なものであることを確実なものとするため、最新版の情報を取得するようお勧めします。全ての製品は、お客様とTI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保証、特許侵害、責任制限に関する条項を含むTIの標準販売契約款に従って販売されます。

TIは、その製品が、TIの標準保証条件に従い販売時の仕様書に対応した性能を有していること、またはお客様とTIとの間で合意された保証条件に従い合意された仕様書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製部品を使用しているお客様の製品についてはお客様が責任を負っています。

そのようなお客様の製品について想定される危険を最小のものとするため、製品固有の障害発生要因もしくは組み合せによる障害発生要因を減らすための、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。

Copyright © 2003, 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

TIは、製品の使用用途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は、その製品もしくはサービスが使用される、もしくは使用されている組み合せ、機械装置、もしくは方法をカバーしている、もしくはそれ等に関連している特許権、著作権、回路配置利用権、その他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示もしておりません。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しているということは、TIが当該製品もしくはサービスを承認、ライセンス、保証もしくは支持するということを意味しません。

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、且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、あるいはその一部のみ、表示もしくは複製することは当該情報に係るTI製品もしくはサービスに対して提供された全ての保証を無効にし、かつ不公正で誤認を生じさせる行為であり、TIは、そのような使用については如何なる義務ないし責任も負うものではありません。

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、且つ不公正で誤認を生じさせる行為であり、TIは、そのような使用については如何なる義務ないし責任も負うものではありません。

なお、日本テキサス・インスツルメンツ株式会社半導体集積回路製品販売用標準契約款をご覧下さい。

<http://www.tij.co.jp/jsc/docs/stdterms.htm>

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取り、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、コントラ等も、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. 機械的衝撃

- 梱包品(外装、内装、個装)及び製品単品を落させたり、衝撃を与えないこと。

5. 熱衝擊

- 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