


 Typical Size
6,4 mm X 6,6 mm

シーケンス制御用 FET内蔵 (SWIFT™) 3V~6V入力、3A出力トラッキング同期整流式バックPWMスイッチャ

特 長

- 電源立ち上がり/立ち下りトラッキング
- オン抵抗60mΩのMOSFETスイッチ内蔵により3A連続ソース/シンク出力電流で高効率を実現
- 広いPWM周波数範囲
固定350kHzまたは可変280kHz~700kHz
- パワーグッド及びイネーブル機能
- ピーク電流制限による負荷保護及びサーマル・シャットダウン機能
- 集積化によるボード面積と部品点数の削減

アプリケーション

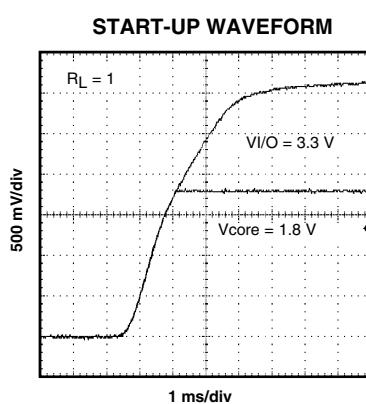
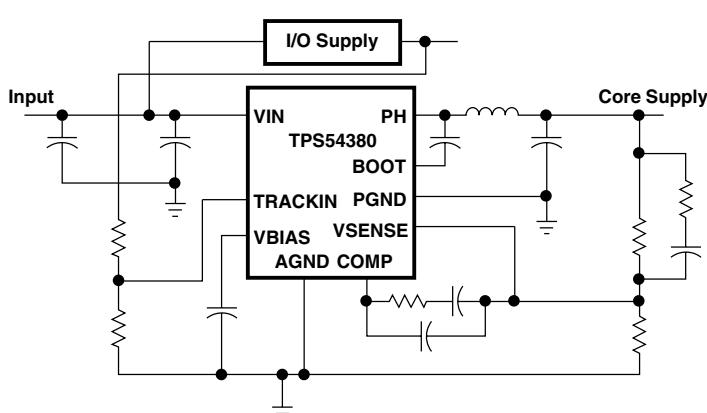
- 低電圧、高密度の分散型電源システム
- シーケンスを要する高性能DSP、FPGA、ASIC、マイクロプロセッサ用ポイント・オブ・ロード(POL)
- ブロードバンド、ネットワーキング、光通信インフラストラクチャ

概 要

TPS54380は、DC/DCレギュレータであるSWIFT™ファミリを構成する、低入力電圧、大電流出力の同期整流式バックPWMコンバータで、必要とされる能動部品を全て内蔵しています。他のレギュレータと組み合わせてTRACKINピンを使用すると電源の同時立ち上げ/立ち下げが容易に実現できます。特長に記載されている下地となっているものは、出力フィルタのLC部品を選択する際に最大の性能と柔軟性を与える真に高性能な誤差増幅器、入力電圧が3Vに達するまで起動を抑える低電圧ロックアウト回路、突入電流を制限する内部または外部で設定されるスロースタート回路、プロセッサ/ロジックのリセットに有用なパワーグッド出力などです。

TPS54380は、熱特性を改善した20ピンのTSSOP(PWP)PowerPAD™パッケージで供給されており、大型のヒートシンクは不要です。TIは評価モジュールとSWIFT™デザイナー・ソフトウェアツールを提供しており、装置の短期間の開発サイクルにかなうよう高性能な電源設計が迅速に行なわれることを支援しています。

SIMPLIFIED SCHEMATIC



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。

ORDERING INFORMATION

T _A	OUTPUT VOLTAGE	PACKAGE	PART NUMBER
-40°C to 85°C	0.9 V to 3.3 V	Plastic HTSSOP (PWP) ⁽¹⁾	TPS54380PWP

(1) PWPパッケージはテープ/リールでも供給できます。デバイス・タイプの末尾にRを付けてください（すなわち、TPS54380PWPR）。PowerPADの図面及びレイアウト情報についてはこのデータシートのアプリケーションの節を参照してください。

ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

特に記述のない限り、動作用温度⁽¹⁾

		TPS54380	UNIT
Input voltage range, V _i	VIN, ENA	-0.3 V to 7 V	V
	RT	-0.3 V to 6 V	
	VSENSE, TRACKIN	-0.3 V to 4 V	
	BOOT	-0.3 V to 17 V	
Output voltage range, V _o	VBIAS, COMP, PWRGD	-0.3 V to 7 V	V
	PH	-0.6 V to 10 V	
Source current, I _o	PH	Internally Limited	
	COMP, VBIAS	6	mA
Sink current, I _s	PH	6	A
	COMP	6	mA
	ENA, PWRGD	10	
Voltage differential	AGND to PGND	±0.3	V
Operating virtual junction temperature range, T _J		-40 to 125	°C
Storage temperature, T _{stg}		-65 to 150	°C
Lead temperature 1.6 mm (1/16 inch) from case for 10 seconds		300	°C

(1) 絶対最大定格以上のストレスは、致命的なダメージを製品に与えることがあります。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。

	MIN	NOM	MAX	UNIT
Input voltage, V _i	3	6		V
Operating junction temperature, T _J	-40	125		°C

PACKAGE	THERMAL IMPEDANCE JUNCTION-TO-AMBIENT	T _A = 25°C POWER RATING	T _A = 70°C POWER RATING	T _A = 85°C POWER RATING
20 Pin PWP with solder	26 °C/W	3.85 W(3)	2.12 W	1.54 W
20 Pin PWP without solder	57.5 °C/W	1.73 W	0.96 W	0.69 W

(1) PWPパッケージの詳細な情報についてはTIテクニカル・ブリーフ文献番号SLMA002を参照してください。

(2) テスト・ボードの条件は以下の通りです。

1. サイズ：3インチ×3インチ、2層、厚さ0.062インチ
2. PCBの上面に重量1.5オンスの銅配線
3. PCBの底面に重量1.5オンスの銅のグランド・プレーン
4. サーマル・ビアは10個（このデータシートのアプリケーション情報の“推奨ランド・パターン”を参照してください）

(3) 最大消費電力は 過電流保護により制限されることがあります。

ELECTRICAL CHARACTERISTICS

over operating free-air temperature range unless otherwise noted

PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
SUPPLY VOLTAGE, V_{IN}					
Input voltage range, V_{IN}		3.0	6.0		V
I _Q Quiescent current	f _S = 350 kHz, RT open, PH pin open		6.2	9.6	mA
	f _S = 500 kHz, RT = 100 kΩ, PH pin open		8.4	12.8	
	Shutdown, 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, V _{BIAS}	I _(V_{BIAS}) = 0	2.70	2.80	2.90	V
Output current, V _{BIAS} ⁽²⁾				100	μA
CUMULATIVE REFERENCE					
V _{ref} Accuracy		0.882	0.891	0.900	V
REGULATION					
Line regulation ⁽¹⁾⁽³⁾	I _L = 1.5 A, f _S = 350 kHz, T _J = 85°C			0.07	%/V
	I _L = 1.5 A, f _S = 550 kHz, T _J = 85°C			0.07	
Load regulation ⁽¹⁾⁽³⁾	I _L = 0 A to 3 A, f _S = 350 kHz, T _J = 85°C			0.03	%/A
	I _L = 0 A to 3 A, f _S = 550 kHz, T _J = 85°C			0.03	
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) ⁽¹⁾	252	280	308	kHz
	RT = 100 kΩ (1% resistor to AGND)	460	500	540	
	RT = 68 kΩ (1% resistor to AGND) ⁽¹⁾	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				90%	

(1) 設計で規定されています。

(2) 抵抗性静負荷のみの場合です。

(3) 図9の回路での規定です。

ELECTRICAL CHARACTERISTICS (continued)

over operating free-air temperature range unless otherwise noted

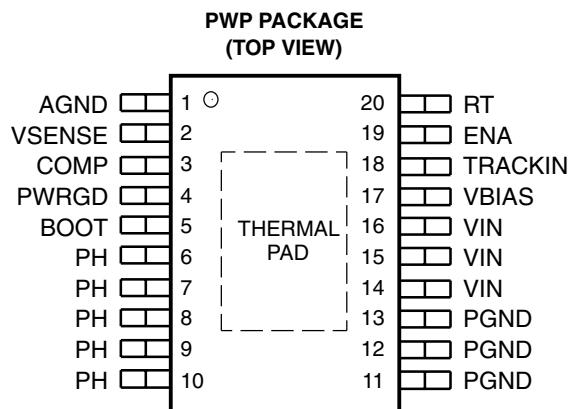
PARAMETER	TEST CONDITIONS	MIN	TYP	MAX	UNIT
ERROR AMPLIFIER					
Error amplifier open loop voltage gain	1 k Ω COMP to AGND ⁽¹⁾	90	110		dB
Error amplifier unity gain bandwidth	Parallel 10 k Ω , 160 pF COMP to AGND ⁽¹⁾	3	5		MHz
Error amplifier common mode input voltage range	Powered by internal LDO ⁽¹⁾	0		VBIAS	V
Input bias current, VSENSE	VSENSE = Vref		60	250	nA
Output voltage slew rate (symmetric), COMP ⁽¹⁾		1.0	1.4		V/ μ s
PWM COMPARATOR					
PWM comparator propagation delay time, PWM comparator input to PH pin (excluding deadtime)	10-mV overdrive ⁽¹⁾		70	85	ns
ENABLE					
Enable threshold voltage, ENA		0.82	1.20	1.40	V
Enable hysteresis voltage, ENA			0.03		V
Falling edge deglitch, ENA ⁽¹⁾			2.5		μ s
Leakage current, ENA	V _I = 5.5 V		1		μ A
POWER GOOD					
Power good threshold voltage	VSENSE falling	90			%V _{ref}
Power good hysteresis voltage ⁽¹⁾		3			%V _{ref}
Power good falling edge deglitch ⁽¹⁾		35			μ s
Output saturation voltage, PWRGD	I _(sink) = 2.5 mA	0.18	0.3		V
Leakage current, PWRGD	V _I = 5.5 V		1		μ A
CURRENT LIMIT					
Current limit trip point	V _I = 3 V Output shorted ⁽¹⁾	4	6.5		A
	V _I = 6 V Output shorted ⁽¹⁾	4.5	7.5		
Current limit leading edge blanking time ⁽¹⁾		100			ns
Current limit total response time ⁽¹⁾		200			ns
THERMAL SHUTDOWN					
Thermal shutdown trip point ⁽¹⁾		135	150	165	°C
Thermal shutdown hysteresis ⁽¹⁾			10		°C
OUTPUT POWER MOSFETS					
r _{DS(on)} Power MOSFET switches	V _I = 6 V ⁽⁴⁾	59	88		m Ω
	V _I = 3 V ⁽⁴⁾	85	136		
TRACKIN					
Input offset, TRACKIN	VSENSE = TRACKIN = 1.25 V ⁽¹⁾	-1.5	1.5		mV
Input voltage range, TRACKIN	See Note 1	0		V _{ref}	V

(1) 設計で規定されています。

(2) 抵抗性静負荷のみの場合です。

(3) 図9の回路での規定です。

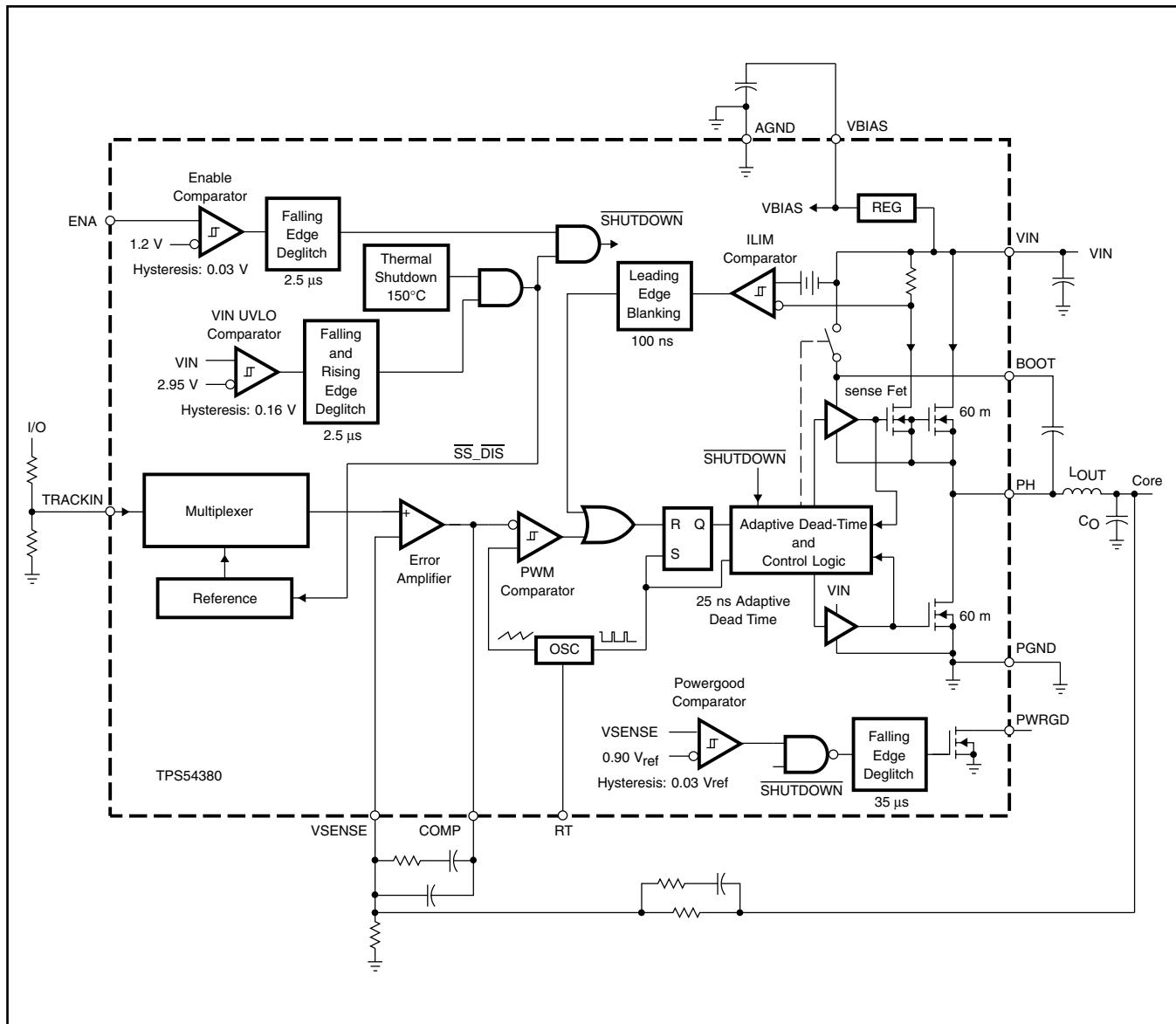
(4) 一対のMOSFETのうちローサイド側のオン抵抗はテストで、ハイサイド側のオン抵抗は設計で規定されています。



端子機能

TERMINAL NAME	NO.	DESCRIPTION
AGND	1	アナログ・グランド。補償回路/出力デバイダ、スロースタート・キャパシタ、VBIASキャパシタ、RT抵抗用帰還端子。PowerPADはAGNDに接続します。
BOOT	5	ブートストラップ出力。0.022μF～0.1μFの値で低ESRのキャパシタをBOOTピンからPHピンに接続するとハイサイドFETドライバ用にフローティング駆動がもたらされます。
COMP	3	誤差増幅器の出力。周波数補償回路をCOMPピンからVSENSEピンに接続します。
ENA	19	イネーブル入力。“H”レベルの場合、発振器回路、PWMコントロール回路、MOSFETドライバ回路がイネーブルになり、また、“L”レベルの場合は動作がディスエーブルになり、デバイスは低電流の静止状態になります。
PGND	11-13	電源グランド。ローサイドのドライバとパワーMOSFET用の大電流帰還端子。銅面積の大きなPGNDを入出力の電源帰還及び入出力キャパシタの負端子に接続します。AGNDに一点接続することを推奨します。
PH	6-10	フェーズ出力。内部のハイサイドとローサイドのパワーMOSFET、及び出力インダクタの結合点です。
PWRGD	4	パワーグッドでオープン・ドレイン出力。このピンはVSENSEの電圧がV _{ref} の90%以上の場合“H”レベルで、それ以外では“L”レベルです。
RT	20	周波数設定用の抵抗入力。RTピンからAGNDに抵抗を接続して、スイッチング周波数を設定します。
TRACKIN	18	外部基準電圧入力。内部基準電圧/マルチブレクサ、及び誤差増幅器回路へのハイ・インピーダンス入力。
VBIAS	17	内蔵のバイアス・レギュレータ出力。レギュレーションされた電圧が内部回路に供給されます。高品質で低ESRの0.1μF～1.0μFのセラミック・キャパシタを使ってVBIASピンからAGNDピンにバイパスします。
VIN	14-16	パワーMOSFETスイッチ及び内蔵バイアス・レギュレータ用の入力電源。高品質で低ESRの10μFのセラミック・キャパシタをパッケージに近づけて配置しVINピンからPGNDピンにバイパスします。
VSENSE	2	誤差増幅器の反転入力。補償回路/出力デバイダを介して出力電圧に接続します。

INTERNAL BLOCK DIAGRAM



DRAIN-SOURCE ON-STATE RESISTANCE

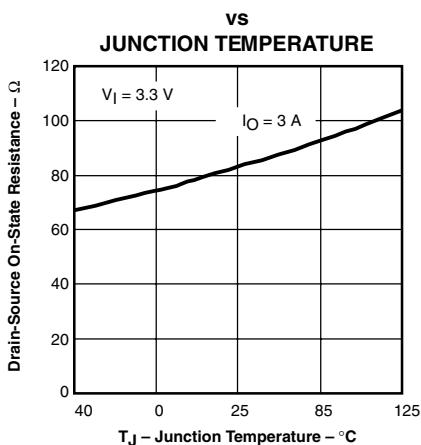


Figure 1

DRAIN-SOURCE ON-STATE RESISTANCE

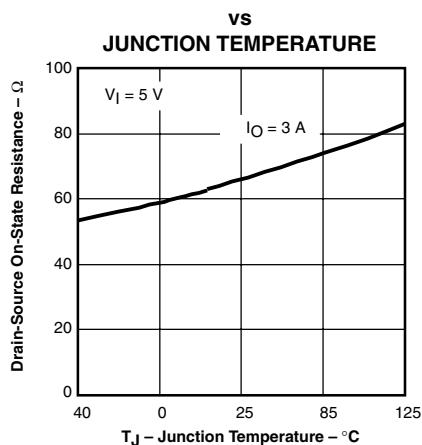


Figure 2

INTERNALLY SET OSCILLATOR FREQUENCY

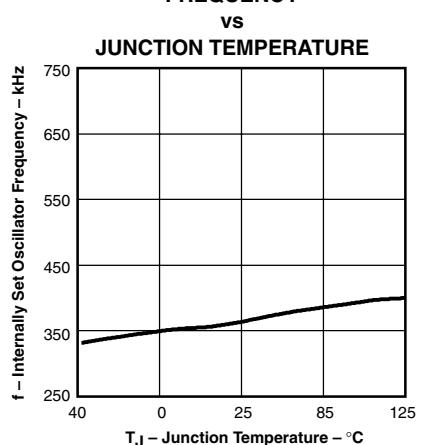


Figure 3

EXTERNALLY SET OSCILLATOR FREQUENCY

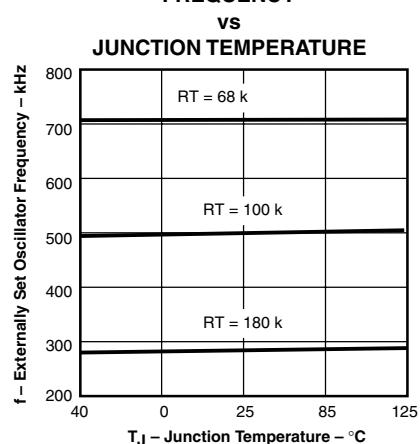


Figure 4

VOLTAGE REFERENCE

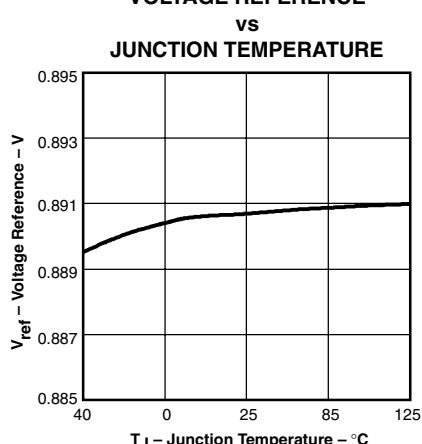


Figure 5

OUTPUT VOLTAGE REGULATION

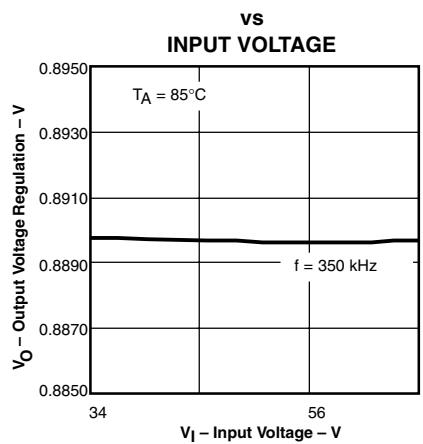


Figure 6

ERROR AMPLIFIER OPEN LOOP RESPONSE

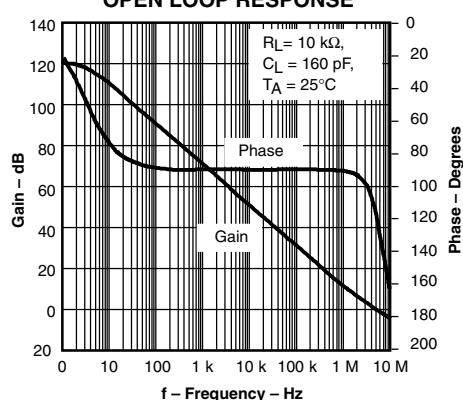


Figure 7

DEVICE POWER LOSSES

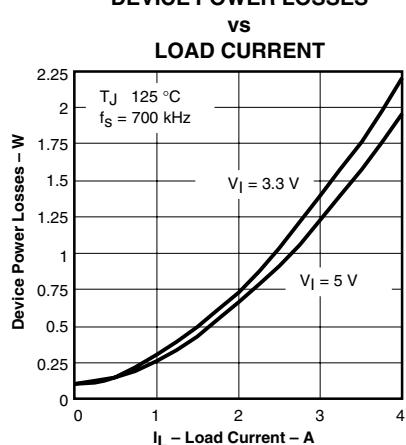


Figure 8

アプリケーション情報

図9にTPS54380の代表的なアプリケーション回路図を示します。TPS54380 (U1) は標準出力電圧1.8V時3A以上の出力電流を供給することができます。適切な熱特性を実現するには、ICパッケージの底面にむき出しの熱対策用のPowerPADをプリント基板にはんだ付けしなければなりません。電源立ち上がりのトラッキングを行なうには、I/O電源のイネーブルを使用してください。

I/Oイネーブルを電源の立ち上がりに使用しない場合は、確実に電源立ち上がりのトラッキングを行なうために同程度の低電圧ロックアウトのスレッショールド電圧をもつデバイスを使用することが必要となります。一方、確実に電源立ち下りのトラッキングを行なうには、イネーブル端子を使用しなければなりません。

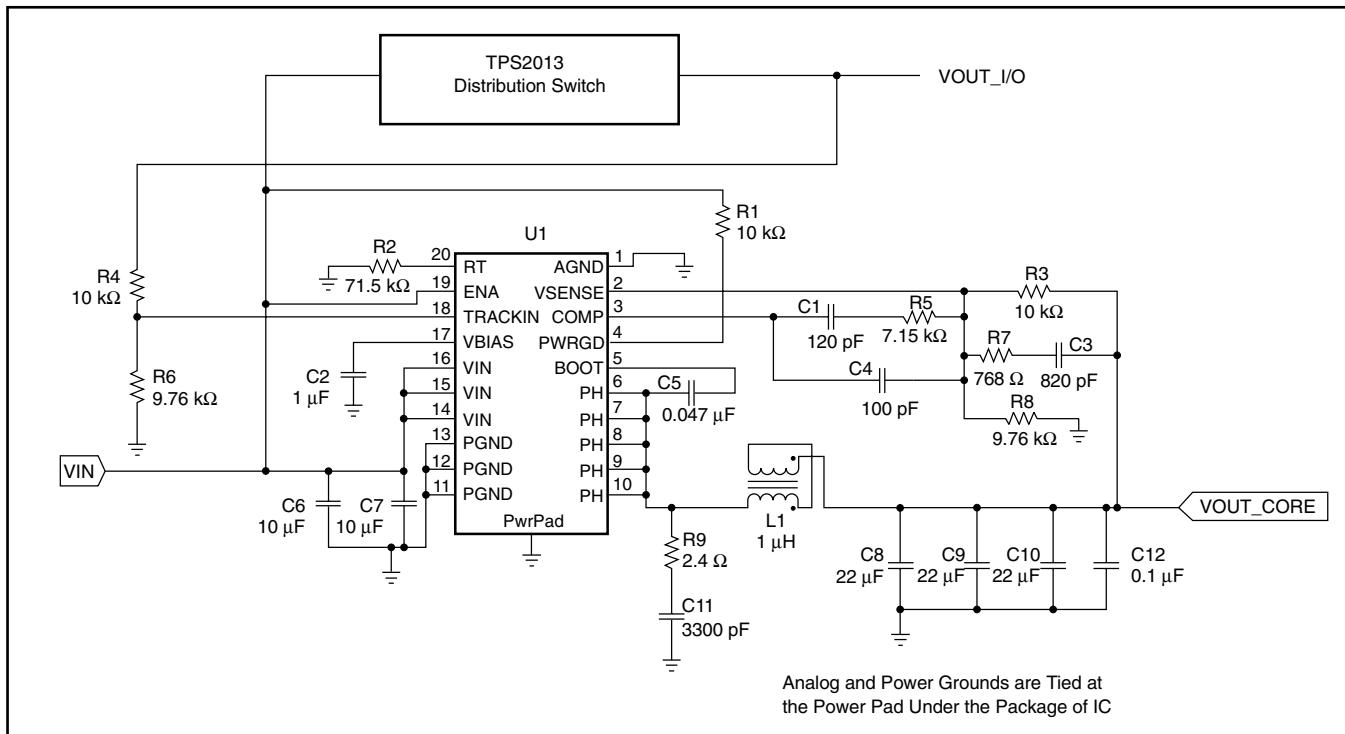


Figure 9. Application Circuit

部品の選択

この設計例で使用された部品の値は、出力リップル電圧が小さく、またPCB面積が小さくなるよう選択しています。設計情報の補足部分についてはホームページwww.ti.comを参照してください。

入力フィルタ

入力電圧は標準で5VDCです。入力フィルタC6は10μFのセラミック・キャパシタ（メーカー：太陽誘電）です。また、C7も10μFのセラミック・キャパシタ（メーカー：太陽誘電）であり、入力電源からのTPS54380への高周波結合が起こらないようにするためのもので、できるだけデバイスの近くに配置しなければなりません。リップル電流はC6とC7に運ばれ、PGNDへの帰還パスにより電流が出力キャパシタC8、C9、C10に循環するのを回避しなければなりません。

フィードバック回路

これらの部品値は出力リップル電圧が小さくなるよう選択されています。抵抗デバイダ回路R3とR8により回路の出力電圧が1.8Vに設定されています。R3及びR7、R5、C1、C3、C4は回路のループ補償ネットワークを形成しています。この設計ではタイプ3のトポロジが使用されています。

動作周波数

アプリケーション回路で、RT端子を開放にすると350kHz動作が選択されます。180kΩ～68kΩの抵抗をRT(20pin)とアナログ・グランド間に接続するとスイッチング周波数を280kHz～700kHzに設定することができます。RTpinに接続する抵抗を計算するには以下の式を使用します。

$$R = \frac{500 \text{ kHz}}{\text{Switching Frequency}} = 100 \text{ [k}\Omega\text{]} \quad (1)$$

出力フィルタ

出力フィルタは1μHのインダクタと22μFのキャパシタ3つで構成されています。インダクタは低DC抵抗(0.010Ω)タイプのVishay社型番1HLP2525CZ01です。使用キャパシタはX5R特性をもつ22μF/6.3Vのセラミック・タイプです。さらに高周波バイパス・キャパシタC12も追加されています。フィードバック・ループは単一利得周波数が約50kHzとなるよう補償されています。

グランド処理とPowerPADレイアウト

TPS54380には内部グランドが2つあります(アナログとパワー)。TPS54380の内部で、アナログ・グランドはノイズに敏感な信号全てに結びついており、一方、パワー・グランドはノイズの大きい電源信号に結びついています。PowerPADは直接AGNDに接続しなければなりません。この2つのグランド間に入るノイズが、特に大出力電流時にTPS54380の性能を劣化させてしまいます。また一方、アナログ・グランド・プレーン上のグランド・ノイズもコントロール及びバイアス信号の一部に関連する問題を生じさせます。よって、アナログ・グランドとパワー・グランドのプレーンをそれぞれ分離することを推奨します。この2つのプレーンは2つのグランド間のノイズを低減するため、ともにICに直接接続しなければなりません。パワー・グランドのプレーンに直接接続しなければならない部品は、入力キャパシタ、出力キャパシタ、入力電圧デカップリング・キャパシタ、TPS54380のPGND端子です。TPS54380評価モジュールのレイアウトは4層ボードで推奨レイアウトを代表するものとなっています。TPS54380評価モジュールについての資料はテキサス・インスツルメンツ社のホームページのTPS54380製品フォルダ内にあります。TPS54380 EVMユーザー・ガイドを参照してください。

熱特性のためのレイアウトの考察

全定格負荷電流で動作を行なうには、アナログ・グランドのプレーンは十分な熱放散面積を備えていなければなりません。周囲の温度とエアフローにもより、強制ではありませんが、重量1オンスの銅で3インチ×3インチの大きさを推奨します。ほとんどのアプリケーションでは内部に大きな領域のグランド・プレーンをもつことができ、PowerPADはこの利用可能な最大領域に接続しなければなりません。上層または下層の別の領域も熱放散の手助けとなり、3Aまたはそれ以上の動作が求められる場合には利用可能な領域はすべて使用しなければなりません。PowerPADのむき出しの領域からアナログ・グランド・プレーン層へはビアの中でのはんだのウイッキング(ボイド)を避けるため直径0.013インチのビアを使って接続しなければなりません。PowerPAD領域に6つのビアと、デバイス・パッケージの下に設置される4つの追加ビアがなければなりません。むき出しのサーマル・パッド領域では不可能ですが、パッケージの下のビア寸法は0.018インチまで増やすことができます。熱特性を向上させるのに推奨される12個以上の追加ビアはデバイス・パッケージの下以外の領域に置くことが必要です。

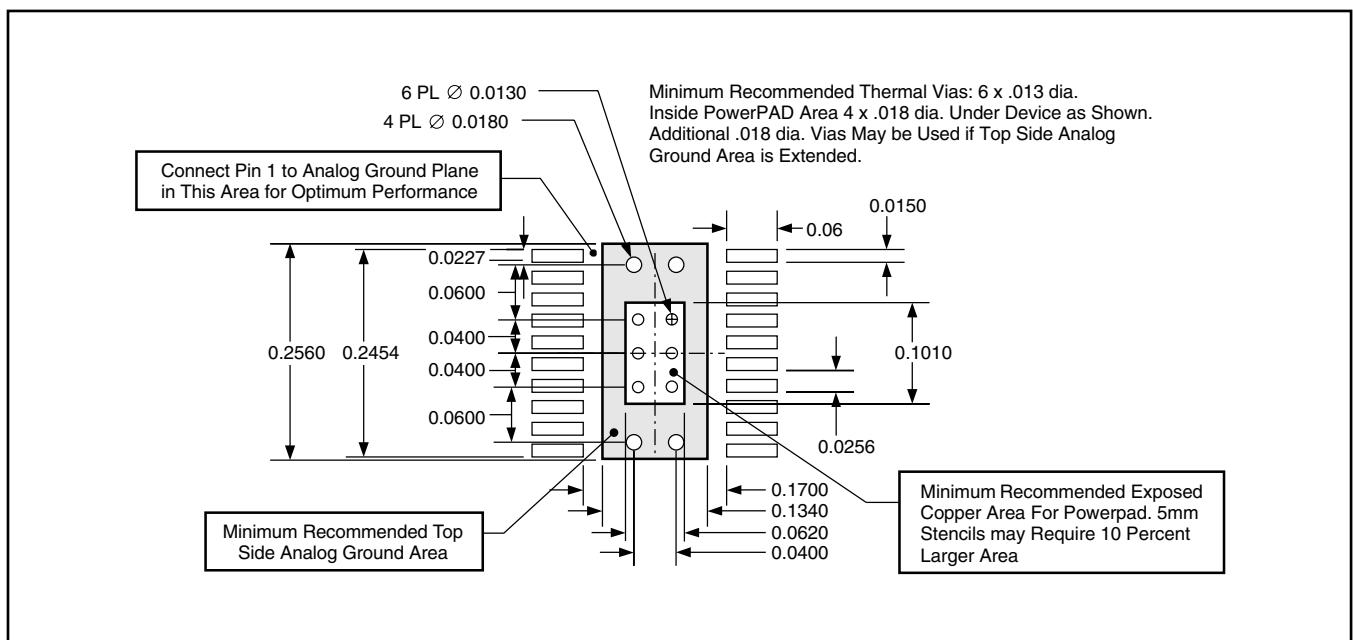


Figure 10. Recommended Land Pattern for 20-Pin PWP PowerPAD

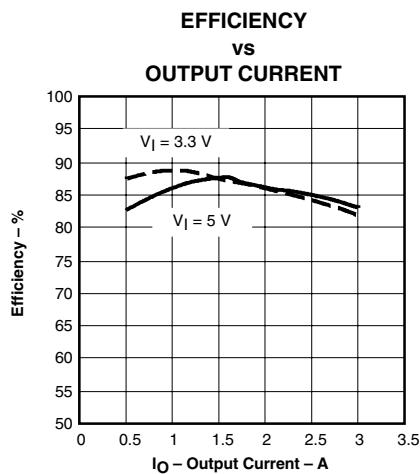


Figure 11

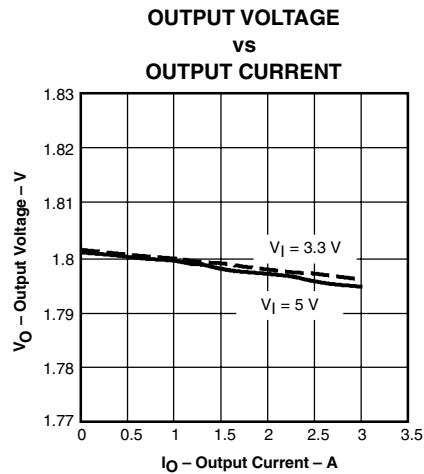


Figure 12

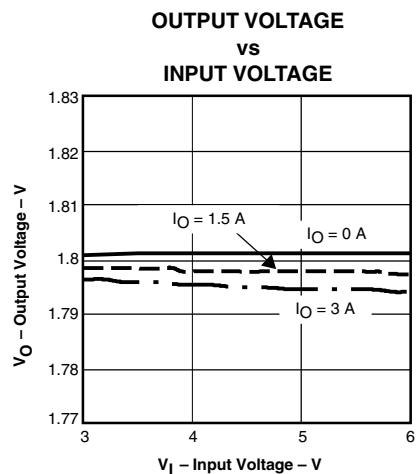


Figure 13

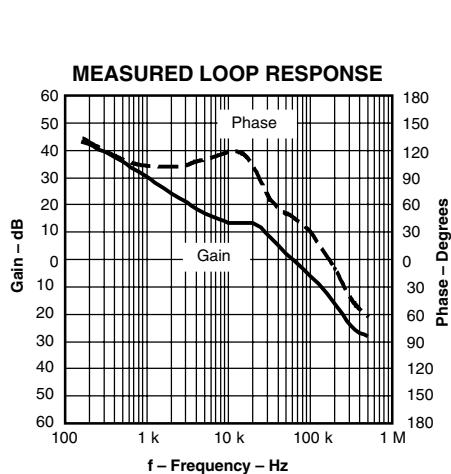


Figure 14

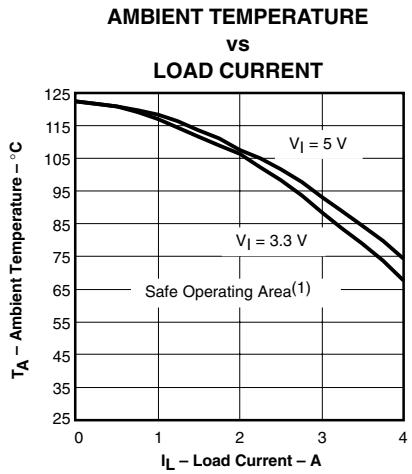


Figure 15

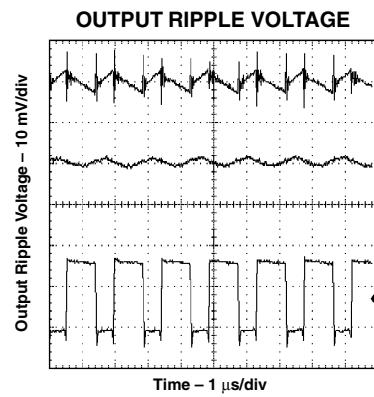


Figure 16

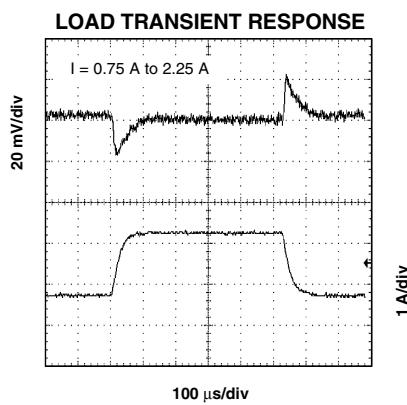


Figure 17

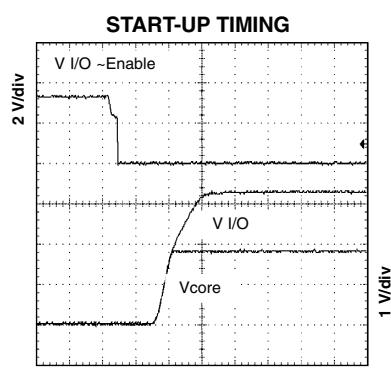


Figure 18

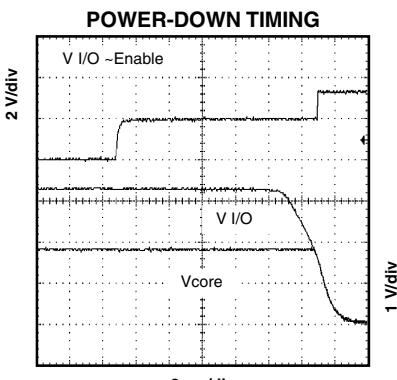


Figure 19

(1) Safe operating area is applicable to the test board conditions in the Dissipation Ratings

詳細説明

低電圧ロックアウト (UVLO)

TPS54380には入力電圧が (VIN) が不足している場合にデバイスをディスエーブルしておく低電圧ロックアウト回路が内蔵されています。電源の立ち上がり時、内部回路はVINが標準のUVLOスレッショールド電圧である2.95Vを越えるまでインアクティブに保持されます。UVLOスタート・スレッショールド電圧に達するとデバイスの起動が始まります。デバイスはVINが標準のUVLOストップ・スレッショールド電圧である2.8V以下に低下するまで動作します。VINのノイズによりデバイスが停止してしまう可能性はUVLOコンパレータのヒステリシス及び2.5μsの立ち上がり/立ち下がりエッジ・デグリッチ回路により低く抑えられています。

TRACKIN/内部スロースタート

内部のスロースタート回路により出力電圧の立ち上がり時のスロープをコントロールすることができます。この内部の標準スロースタート・レートは25V/msです。TRACKINピンの電圧が内部のスロープよりも速く上昇するか、またはデバイス動作がイネーブル時にこの電圧が存在する場合、出力は内部のレートで立ち上ります。TRACKINの基準電圧がより遅い速度で上昇する場合には、出力はTRACKINとほぼ同じレートで上昇します。

TRACKINピンの電圧が内部基準電圧である0.891Vより大きくなると、マルチプレクサは非反転ノードを高精度の基準電圧に切り替えます。

イネーブル制御 (ENA)

イネーブル・ピン (ENA) はTPS54380のディジタル・コントロールをイネーブルまたはディスエーブル (停止) にします。入力電圧が1.4V以上で確実にTPS54380はイネーブルになります。一方、入力電圧が0.82V以下ではデバイス動作は確実にディスエーブルになります。これらはTTL出力と互換性があるとはいえない標準ロジックのスレッショールド電圧ではありません。

ENAピンが “L” レベルの場合、発振器、ソフトスタート、PWMコントロール、MOSFETドライバはディスエーブルになります、デバイスの起動準備の初期状態に保持されます。ENAが “L” レベルから “H” レベルに移行する時、デバイスの起動が出力が0Vで開始されます。

バイアス・レギュレータ (VBIAS)

VBIASレギュレータは内部のアナログ及びディジタル・ブロックにジャンクション温度や入力電圧の変動にかかわらない安定した電源電圧を供給します。高品質で低ESRのセラミックのバイパス・キャパシタをVBIASピンに接続することが必要です。温度に対し特性値が安定しているため、X7RまたはX5Rクラスの特性の誘電体を推奨します。バイパス・キャパシタはVBIASピンの近くに置き、AGNDに帰還させなければなりません。

VBIASに外部負荷を接続することは、内部回路がVBIASの最小電圧2.70Vを必要とすること、及びVBIASに接続する外部負荷がACまたはディジタル・スイッチング・ノイズを持ち性能を

劣化させるかもしれない、という点に注意すれば可能です。VBIASピンは外付け回路への基準電圧としても有用です。

基準電圧

基準電圧システムは温度に対し安定なバンドギャップ回路の出力をスケーリングすることで高精度のVref信号を生成します。製造時、バンドギャップ回路とスケーリング回路はボルテージ・フォロワのように接続されたアンプにより誤差増幅器の出力で0.891Vが outputされるようトリミングされます。このトリミングは、スケーリング回路及び誤差増幅器の回路のオフセット誤差をキャンセルするため、TPS54380での高精度のレギュレーションがさらに助長されます。

発振器及びPWMランプ

発振器の周波数は内部で350kHzに設定されています。アプリケーションでそれ以外の周波数での動作が必要な場合には、発振器の周波数はRTピンとAGND間に抵抗を接続することで280kHz～700kHzの範囲で外部から調整することができます。スイッチング周波数は以下の式で概算することができます。但し、この式中のRはRTピンからAGNDに接続される抵抗です。

$$\text{Switching Frequency} = \frac{100 \text{ k}\Omega}{R} = 500 \text{ [kHz]} \quad (2)$$

SWITCHING FREQUENCY	RT PIN
350 kHz, internally set	Float
Externally set 280 kHz to 700 kHz	R = 180 kΩ to 68 kΩ

誤差増幅器

高性能で広い帯域幅をもつ誤差増幅器により、TPS54380はほとんどのDC/DCコンバータより際立って優れています。ユーザーは特殊なアプリケーションのニーズに適応するようLとCから成る出力フィルタ部品を広範囲に選択使用することができます。外付けの補償部品によりタイプ2または3の補償を用いることができます。

PWMコントロール

誤差増幅器の出力、発振器、電流制限回路からの信号はPWMコントロール・ロジックで処理されます。内部ブロック図を参照すると、このコントロール・ロジックにはPWMコンパレータ、ORゲート、PWMラッチ、アダプティブ・デッドタイムとコントロール・ロジックのブロックの一部が含まれます。電流制限スレッショールド電圧以下の定常状態動作では、PWMコンパレータの出力と発振器の連続パルスが交互にPWMラッチのリセットとセットを行ないます。PWMラッチがリセットされると、ローサイドFETは発振器のパルス幅で設定される最小期間の間オン状態のままでです。この期間で、PWMランプはその下限電圧まで急速に放電します。ランプが再充電し始めると、ローサイドFETはオフになり、ハイサイドFETがオンになります。PWMランプ電圧が誤差増幅器の出力電圧を越えると、PWMコンパレータはラッチをリセットするため、ハイサイドFETがオフ、ローサイドFETはオンになります。ローサイドFETは、発

振器の次のパルスがPWMランプを放電するまでオン状態を保持します。

過渡状態では、誤差増幅器の出力はPWMランプの下限電圧以下またはPWMピーク電圧以上である可能性があります。誤差増幅器の出力が高いと、PWMラッチはリセットされず、ハイサイドFETは発振器のパルスがハイサイドFETをオフに、ローサイドFETをオンにするようコントロール・ロジックに信号を送るまでオン状態を保持します。このデバイスは出力電圧がレギュレーションの設定点に達し、VSENSEの電圧がVREFとほぼ同じ電圧に設定されるまで、その最大デューティ・サイクルで動作します。一方、誤差増幅器の出力が低いと、PWMラッチは絶えずリセットされ、ハイサイドFETはオンになりません。ローサイドFETは、VSENSE電圧がPWMコンパレータに状態を変えさせる程度に減少するまでオン状態を保持します。TPS54380は出力がレギュレーションの設定点に達するまで連続して電流をシンクすることができます。

電流制限コンパレータが100ns以上トリップしている場合、PWMラッチはPWMランプが誤差増幅器の出力を越える前にリセットされます。ハイサイドFETはオフに、ローサイドFETはオンになり、出力インダクタのエネルギーは減少し、その結果出力電流は減少します。このプロセスは電流制限コンパレータがトリップするたびに各サイクルで繰り返し行なわれます。

デッドタイム・コントロール及びMOSFETドライバ

アダプティブ・デッドタイム・コントロールにより、MOSFETドライバのターンオン時間が能動的にコントロールされ、スイッチング過渡時シートスルー電流が両方のNチャネル・パワーMOSFETに流れることが防止されます。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になりません。一方、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になりません。

ハイサイド・ドライバ及びローサイド・ドライバはパワーMOSFETのゲートを高速に駆動するため300mAのソース/シンク能力をもつよう設計されています。ローサイド・ドライバはVINから電源を供給され、一方、ハイサイド・ドライバはBOOTピンから電源が供給されます。ブートストラップ回路は外付けのBOOTキャパシタと、VINとBOOTピン間に接続された2.5Ωの内部ブートストラップ・スイッチを利用しています。この内蔵ブートストラップ・スイッチにより、駆動効率が改善し、また外付け部品点数も削減します。

過電流保護

ハイサイドMOSFETを流れる電流を検出し、この信号を予め設定された過電流スレッショルドと比較することでサイクルごとの電流制限が実行されます。ハイサイドMOSFETは電流制限のスレッショルドに達した後200ns以内でオフになります。100nsのリーディング・エッジ・ブランкиング回路は電流制限が誤ってトリップすることを防止します。電流制限の検出は出力フィルタへの電流をソースしている場合に電流がVINからPHに流れる時にのみ起ります。電流シンクの動作時に負荷を保護することはサーマル・シャットダウンにより行なわれます。

サーマル・シャットダウン

このデバイスはジャンクション温度が150°Cを越えるとサーマル・シャットダウンによりパワーMOSFETをオフにしコントローラをディスエーブルにします。デバイスはサーマル・シャットダウンのトリップ点より10°C下がると自動的にシャットダウンが解除され、スロースタート回路のコントロールの下で起動を開始します。

サーマル・シャットダウンは過負荷の状態が数ミリ秒続いた時保護を行ないます。異常状態が続いていると、デバイスは連続して以下のサイクルを繰り返します。つまり、ソフトスタート回路のコントロールにより起動し、異常状態により熱をもち、その結果サーマル・シャットダウンのトリップ点に達した時シャットダウンします。このシーケンスは異常状態が解除されるまで繰り返されます。

パワーグッド (PWRGD)

パワーグッド回路はVSENSEが低電圧状態かどうかをモニタします。VSENSEの電圧が基準電圧より10%下になると、PWRGDのオープン・ドレイン出力が“L”レベルになります。また、VINがUVLOスレッショルド電圧以下またはENAが“L”レベル、あるいはサーマル・シャットダウンが起こった場合、PWRGDは“L”レベルになります。VINがUVLOスレッショルド電圧以上、ENAがイネーブル・スレッショルド電圧以上、VSENSEがVrefの90%より大きい場合は、PWRGDピンのオープン・ドレイン出力は“H”レベルになります。Vrefの3%のヒステリシス電圧と35μsの立ち下りエッジのデグリッチ回路が高周波ノイズによりパワーグッド・コンパレータがトリップするのを防止しています。

PACKAGING INFORMATION

Orderable part number	Status (1)	Material type (2)	Package Pins	Package qty Carrier	RoHS (3)	Lead finish/ Ball material (4)	MSL rating/ Peak reflow (5)	Op temp (°C)	Part marking (6)
TPS54380PWP	Obsolete	Production	HTSSOP (PWP) 20	-	-	Call TI	Call TI	-40 to 85	TPS54380
TPS54380PWPR	Active	Production	HTSSOP (PWP) 20	2000 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-2-260C-1 YEAR	-40 to 85	TPS54380
TPS54380PWPR.A	Active	Production	HTSSOP (PWP) 20	2000 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-2-260C-1 YEAR	-40 to 85	TPS54380
TPS54380PWPRG4	Active	Production	HTSSOP (PWP) 20	2000 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-2-260C-1 YEAR	-40 to 85	TPS54380

⁽¹⁾ **Status:** For more details on status, see our [product life cycle](#).

⁽²⁾ **Material type:** When designated, preproduction parts are prototypes/experimental devices, and are not yet approved or released for full production. Testing and final process, including without limitation quality assurance, reliability performance testing, and/or process qualification, may not yet be complete, and this item is subject to further changes or possible discontinuation. If available for ordering, purchases will be subject to an additional waiver at checkout, and are intended for early internal evaluation purposes only. These items are sold without warranties of any kind.

⁽³⁾ **RoHS values:** Yes, No, RoHS Exempt. See the [TI RoHS Statement](#) for additional information and value definition.

⁽⁴⁾ **Lead finish/Ball material:** Parts may have multiple material finish options. Finish options are separated by a vertical ruled line. Lead finish/Ball material values may wrap to two lines if the finish value exceeds the maximum column width.

⁽⁵⁾ **MSL rating/Peak reflow:** The moisture sensitivity level ratings and peak solder (reflow) temperatures. In the event that a part has multiple moisture sensitivity ratings, only the lowest level per JEDEC standards is shown. Refer to the shipping label for the actual reflow temperature that will be used to mount the part to the printed circuit board.

⁽⁶⁾ **Part marking:** There may be an additional marking, which relates to the logo, the lot trace code information, or the environmental category of the part.

Multiple part markings will be inside parentheses. Only one part marking contained in parentheses and separated by a "~" will appear on a part. If a line is indented then it is a continuation of the previous line and the two combined represent the entire part marking for that device.

Important Information and Disclaimer: The information provided on this page represents TI's knowledge and belief as of the date that it is provided. TI bases its knowledge and belief on information provided by third parties, and makes no representation or warranty as to the accuracy of such information. Efforts are underway to better integrate information from third parties. TI has taken and continues to take reasonable steps to provide representative and accurate information but may not have conducted destructive testing or chemical analysis on incoming materials and chemicals. TI and TI suppliers consider certain information to be proprietary, and thus CAS numbers and other limited information may not be available for release.

In no event shall TI's liability arising out of such information exceed the total purchase price of the TI part(s) at issue in this document sold by TI to Customer on an annual basis.

重要なお知らせと免責事項

TI は、技術データと信頼性データ (データシートを含みます)、設計リソース (リファレンス デザインを含みます)、アプリケーションや設計に関する各種アドバイス、Web ツール、安全性情報、その他のリソースを、欠陥が存在する可能性のある「現状のまま」提供しており、商品性および特定目的に対する適合性の默示保証、第三者の知的財産権の非侵害保証を含むいかなる保証も、明示的または默示的にかかわらず拒否します。

これらのリソースは、TI 製品を使用する設計の経験を積んだ開発者への提供を意図したもので、(1) お客様のアプリケーションに適した TI 製品の選定、(2) お客様のアプリケーションの設計、検証、試験、(3) お客様のアプリケーションに該当する各種規格や、他のあらゆる安全性、セキュリティ、規制、または他の要件への確実な適合に関する責任を、お客様のみが単独で負うものとします。

上記の各種リソースは、予告なく変更される可能性があります。これらのリソースは、リソースで説明されている TI 製品を使用するアプリケーションの開発の目的でのみ、TI はその使用をお客様に許諾します。これらのリソースに関して、他の目的で複製することや掲載することは禁止されています。TI や第三者の知的財産権のライセンスが付与されている訳ではありません。お客様は、これらのリソースを自身で使用した結果発生するあらゆる申し立て、損害、費用、損失、責任について、TI およびその代理人を完全に補償するものとし、TI は一切の責任を拒否します。

TI の製品は、[TI の販売条件](#)、[TI の総合的な品質ガイドライン](#)、[ti.com](#) または TI 製品などに関連して提供される他の適用条件に従い提供されます。TI がこれらのリソースを提供することは、適用される TI の保証または他の保証の放棄の拡大や変更を意味するものではありません。TI がカスタム、またはカスタマー仕様として明示的に指定していない限り、TI の製品は標準的なカタログに掲載される汎用機器です。

お客様がいかなる追加条項または代替条項を提案する場合も、TI はそれらに異議を唱え、拒否します。

Copyright © 2025, Texas Instruments Incorporated

最終更新日：2025 年 10 月