

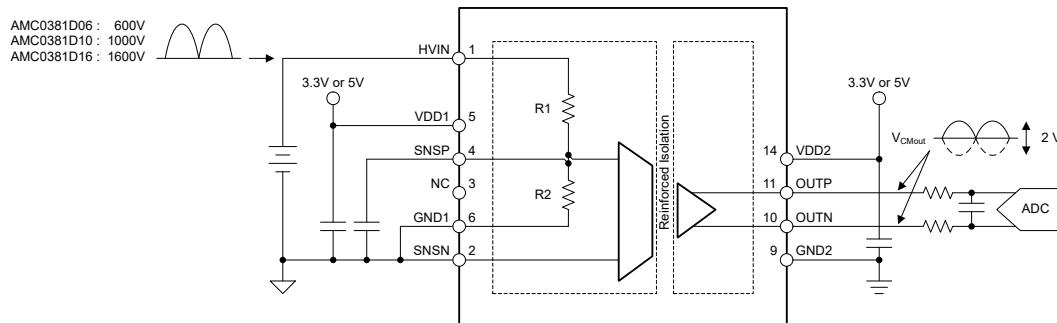
AMC0381D 固定ゲイン差動出力付き、高精度、高電圧 DC 入力、強化絶縁型アンプ

1 特長

- 外付け抵抗なしで DC、電圧を直接検出できる内蔵高電圧抵抗分圧器
- 差動出力
- 電源電圧範囲:
 - ハイサイド (VDD1): 3.0V ~ 5.5V
 - ローサイド (VDD2): 3.0V ~ 5.5V
- 小さい DC 誤差:
 - オフセット誤差: $\pm 0.8\text{mV}$ (最大値)
 - オフセットドリフト: $\pm 10\mu\text{V}/^\circ\text{C}$ (最大値)
 - 減衰誤差: $\pm 0.25\%$ (最大値)
 - 減衰ドリフト: $\pm 40\text{ppm}/^\circ\text{C}$ (最大値)
 - 非線形性: 0.025% (最大値)
- 高 CMTI: 150V/ns (最小値)
- 低 EMI: CISPR-11 および CISPR-25 規制に準拠
- 利用可能な入力オプション:
 - AMC0381D06: 600V, 10M Ω
 - AMC0381D10: 1000V, 12.5M Ω
 - AMC0381D16: 1600V, 33.5M Ω
- 安全関連認証:
 - DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17) に準拠した強化絶縁耐圧: 7000V_{PK}
 - UL 1577 に準拠した絶縁耐圧: 5000V_{RMS} (1 分間)
- 拡張産業温度範囲の全体にわたって完全に仕様を規定: -40°C ~ +125°C

2 アプリケーション

- サーバー電源ユニット (PSU)
- エネルギーストレージシステム (ESS)
- 太陽光インバータ
- EV 充電ステーション



代表的なアプリケーション



このリソースの元の言語は英語です。翻訳は概要を便宜的に提供するもので、自動化ツール（機械翻訳）を使用していることがあります。TIでは翻訳の正確性および妥当性につきましては一切保証いたしません。実際の設計などの前には、ti.com で必ず最新の英語版をご参照くださいますようお願いいたします。

English Data Sheet: SBASAT1

3 説明

AMC0381D は、高電圧 DC、高インピーダンス入力、固定ゲイン差動出力備えた高精度、電気的絶縁型アンプです。入力は、高電圧信号源に直接接続できる設計を採用しています。

この絶縁バリアは、異なる同相電圧レベルで動作するシステム領域を分離します。絶縁バリアは、磁気干渉に対して高い耐性があり、最大 5kV_{RMS} (60s) の強化絶縁を実現することが認証されています。

AMC0381D は、入力電圧に比例する差動信号を出力します。差動出力はグランドシフトの影響を受けず、長距離にわたる出力信号の配線が可能です。

AMC0381D は、次の 3 つのリニア入力電圧範囲で供給されます。(600V, 1000V, 1600V) を使用しています。高精度の抵抗分圧器を内蔵した、AMC0381D は寿命ドリフトも含め全温度範囲で 1% 未満の精度を達成しています。

AMC0381D は 15 ピン、0.65mm のピッチの SSOP パッケージで供給されます。このデバイスは、温度範囲 (-40°C ~ +125°C) で完全に動作が規定されています。

パッケージ情報

部品番号	パッケージ ⁽¹⁾	パッケージ サイズ ⁽²⁾
AMC0381D	DFX (SSOP, 15)	12.8mm × 10.3mm

(1) 詳細については、[メカニカル、パッケージ、および注文情報](#) セクションを参照してください。

(2) パッケージ サイズ (長さ × 幅) は公称値であり、該当する場合はピンも含まれます。

目次

1 特長	1	7.1 概要	18
2 アプリケーション	1	7.2 機能ブロック図	18
3 説明	1	7.3 機能説明	18
4 デバイス比較表	3	7.4 デバイスの機能モード	21
5 ピン構成および機能	4	8 アプリケーションと実装	22
6 仕様	5	8.1 アプリケーション情報	22
6.1 絶対最大定格	5	8.2 代表的なアプリケーション	22
6.2 ESD 定格	5	8.3 設計のベスト プラクティス	24
6.3 推奨動作条件	5	8.4 電源に関する推奨事項	25
6.4 熱に関する情報	7	8.5 レイアウト	26
6.5 電力定格	7	9 デバイスおよびドキュメントのサポート	27
6.6 絶縁仕様	8	9.1 ドキュメントのサポート	27
6.7 安全性関連認証	9	9.2 ドキュメントの更新通知を受け取る方法	27
6.8 安全限界値	9	9.3 サポート・リソース	27
6.9 電気的特性	10	9.4 商標	27
6.10 スイッチング特性	11	9.5 静電気放電に関する注意事項	27
6.11 タイミング図	12	9.6 用語集	27
6.12 絶縁特性曲線	13	10 改訂履歴	27
6.13 代表的特性	14	11 メカニカル、パッケージ、および注文情報	28
7 詳細説明	18		

4 デバイス比較表

表 4-1. デバイスの比較

デバイス	R1 ⁽¹⁾	R2 ⁽¹⁾	分圧比	リニア入力範囲	クリッピング電圧	絶対最大入力電圧
AMC0381D06	10MΩ	16.7kΩ	601:1	600V	769V	900V
AMC0381D10	12.5MΩ	12.5kΩ	1001:1	1000V	1281V	1500V
AMC0381D16	33.5MΩ	21kΩ	1601:1	1600V	2049V	2000V

(1) R1 と R2 は近似抵抗値であり、分圧比を正確に反映しません。

5 ピン構成および機能

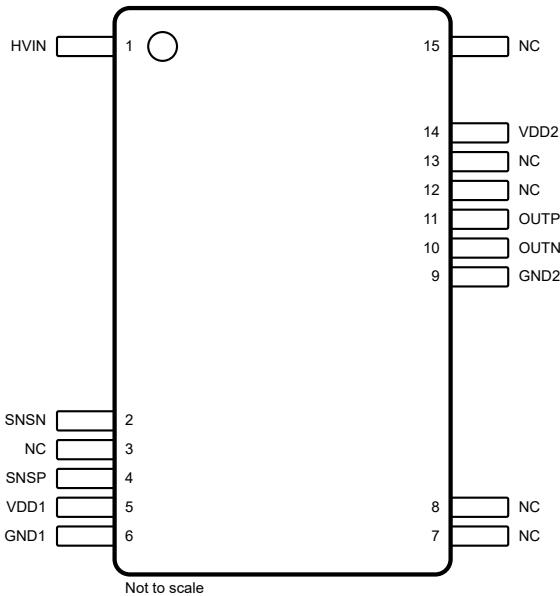


図 5-1. DFX パッケージ、15 ピン SOIC (上面図)

表 5-1. ピンの機能

ピン		タイプ	説明
番号	名称		
1	HVIN	アナログ入力	High 電圧入力
2	SNSN	アナログ入力	グランド センスピンとアンプへの反転アナログ入力。GND1 に接続します。
3、7、8、12、 13、15	NC	該当なし	内部接続なしピンは任意の電位に接続するか、浮いたままにしておくことができます。
4	SNSP	アナログ入力	センス電圧ピンとアンプへの非反転アナログ入力。外部フィルタコンデンサに接続するか、フローティングのままにします。
5	VDD1	ハイサイド電源	アナログ (ハイサイド) 電源 ⁽¹⁾
6	GND1	ハイサイド グランド	ハイサイド グランド
9	GND2	ローサイド グランド	ローサイド グランド
10	OUTN	アナログ出力	反転アナログ出力
11	OUTP	アナログ入力	非反転アナログ出力
14	VDD2	ローサイド電源	ローサイド電源 ⁽¹⁾

(1) 電源のデカッピングに関する推奨事項については、「[電源に関する推奨事項](#)」セクションを参照してください。

6 仕様

6.1 絶対最大定格

(1) を参照

		最小値	最大値	単位
電源電圧	ハイサイド、VDD1 ~ GND1	-0.3	6.5	V
	ローサイド、VDD2 ~ GND2	-0.3	6.5	
アナログ入力電圧	HVIN から GND1 への接続、AMC0381D06	-150	900	V
	HVIN から GND1 への接続、AMC0381D10	-150	1500	
	HVIN から GND1 への接続、AMC0381D16	-150	2000	
	SNSP, SNSN	GND1 - 0.5	VDD1 + 0.5	
アナログ出力電圧	OUTP, OUTN	GND2 - 0.5	VDD2 + 0.5	V
入力電流	連続、電源ピンおよび HVIN ピンを除く任意のピン	-10	10	mA
温度	接合部、 T_J		150	°C
	保存、 T_{stg}	-65	150	

- (1) 「絶対最大定格」外での操作は、デバイスに恒久的な損傷を引き起こす可能性があります。「絶対最大定格」は、これらの条件において、または「推奨動作条件」に示された値を超える他のいかなる条件でも、本製品が正しく動作することを暗に示すものではありません。「絶対最大定格」の範囲内であっても「推奨動作条件」の範囲外で使用した場合、本デバイスは完全に機能するとは限りません。またその結果、本デバイスの信頼性、機能、性能に影響を及ぼし、本デバイスの寿命を縮める可能性があります

6.2 ESD 定格

			値	単位
$V_{(ESD)}$	静電放電	人体モデル (HBM)、ANSI/ESDA/JEDEC JS-001 準拠(1)	± 2000	V
		デバイス帶電モデル (CDM)、ANSI/ESDA/JEDEC JS-002 準拠 (2)	± 1000	

- (1) JEDEC ドキュメント JEP155 には、500V HBM であれば標準的な ESD 管理プロセスにより安全な製造が可能であると記載されています。
 (2) JEDEC ドキュメント JEP157 には、250V CDM であれば標準的な ESD 管理プロセスにより安全な製造が可能であると記載されています。

6.3 推奨動作条件

動作時周囲温度範囲内 (特に記述のない限り)

			最小値	公称値	最大値	単位
電源						
VDD1	ハイサイド電源	VDD1~GND1	3	5.0	5.5	V
VDD2	ローサイド電源	VDD2~GND2	3	3.3	5.5	V
アナログ入力						
$V_{Clipping}$	出力クリッピング前の公称入力電圧	SNSP を基準	-0.1	1.28		V
		HVIN を基準、AMC0381D06	-60	769		
		HVIN を基準、AMC0381D10	-100	1281		
		HVIN を基準、AMC0381D16	-160	2049		
V_{FSR}	線形入力電圧を規定	SNSP を基準	-0.05	1		V
		HVIN を基準、AMC0381D06	-30	600		
		HVIN を基準、AMC0381D10	-50	1000		
		HVIN を基準、AMC0381D16	-80	1600		
アナログ出力						
C_{LOAD}	容量性負荷	OUTP、または OUTN から GND2 へ(1)		500		pF
		OUTP から OUTN へ(2)		250		

動作時周囲温度範囲内 (特に記述のない限り)

			最小値	公称値	最大値	単位
R_{LOAD}	抵抗性負荷	OUTP、または OUTN から GND2 へ		10	1	k Ω
温度範囲						
T_A	規定周囲温度		-40		125	°C

- (1) OUTP と OUTN の間の差動容量性負荷に加えてはなりません。
- (2) OUTP/OUTN と GND2 の間のシングルエンド容量性負荷に加えてはなりません

6.4 熱に関する情報

熱評価基準 ⁽¹⁾		DFX (SSOP)	単位
		15 ピン	
$R_{\theta JA}$	接合部から周囲への熱抵抗	86.9	°C/W
$R_{\theta JC(top)}$	接合部からケース (上面) への熱抵抗	36.7	°C/W
$R_{\theta JB}$	接合部から基板への熱抵抗	43.5	°C/W
Ψ_{JT}	接合部から上面への特性パラメータ	17	°C/W
Ψ_{JB}	接合部から基板への特性パラメータ	41.8	°C/W
$R_{\theta JC(bot)}$	接合部からケース (底面) への熱抵抗	該当なし	°C/W

(1) 従来および最新の熱評価基準の詳細については、『半導体および IC パッケージの熱評価基準』アプリケーション ノートを参照してください。

6.5 電力定格

パラメータ		テスト条件	値	単位
P_D	最大消費電力 (両サイド)	AVDD = DVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D06	140	mW
		AVDD = DVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D10	210	
		AVDD = DVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D16	200	
P_{D1}	最大消費電力 (ハイサイド)	AVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D06	90	mW
		AVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D10	160	
		AVDD = 5.5V, $V_{HVIN} = V_{Clipping}$ AMC0381D16	150	
P_{D2}	最大消費電力 (ローサイド)	DVDD = 5.5V	50	mW

6.6 絶縁仕様

動作時周囲温度範囲内 (特に記述のない限り)

パラメータ		テスト条件	値	単位
一般				
CLR	外部空間距離 ⁽¹⁾	空気中での最短のピン間距離	≥ 8	mm
CPG	外部沿面距離 ⁽¹⁾	パッケージ表面に沿った最短のピン間距離	≥ 9.7	mm
DTI	絶縁間の距離	二重絶縁の最小内部ギャップ (内部距離)	≥ 15.4	μm
CTI	比較トラッキング インデックス	DIN EN 60112 (VDE 0303-11)、IEC 60112	≥ 600	V
	材料グループ	IEC 60664-1 に準拠	I	
	IEC 60664-1 に準拠した過電圧カテゴリ	定格商用電源 V_{RMS} が 600V 以下	I-III	
		定格商用電源 V_{RMS} が 1000V 以下	I-II	
DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17)⁽²⁾				
V_{IORM}	最大反復ピーク絶縁電圧	AC 電圧で	2120	V_{PK}
V_{IOWM}	最大定格絶縁動作電圧	AC 電圧で (正弦波) DC 電圧で	1500 2120	V_{RMS} V_{DC}
V_{IOTM}	最大過渡絶縁電圧	$V_{TEST} = V_{IOTM}$ 、 $t = 60s$ (認定試験)、 $V_{TEST} = 1.2 \times V_{IOTM}$ 、 $t = 1s$ (100% 出荷時テスト)	7000	V_{PK}
V_{IMP}	最大インパルス電圧 ⁽³⁾	気中でテスト、IEC 62368-1 に準拠した 1.2/50μs の波形	7700	V_{PK}
V_{IOSM}	最大サーチ絶縁電圧 ⁽⁴⁾	IEC 62368-1 に準拠し油中でテスト (認定試験)、 1.2/50μs の波形	10000	V_{PK}
q_{pd}	見掛けの電荷 ⁽⁵⁾	手法 a、入力 / 出力安全性テストのサブグループ 2 および 3 の後、 $V_{pd(ini)} = V_{IOTM}$ 、 $t_{ini} = 60s$ 、 $V_{pd(m)} = 1.2 \times V_{IORM}$ 、 $t_m = 10s$	≤ 5	pC
		手法 a、環境テストのサブグループ 1 の後、 $V_{pd(ini)} = V_{IOTM}$ 、 $t_{ini} = 60s$ 、 $V_{pd(m)} = 1.6 \times V_{IORM}$ 、 $t_m = 10s$	≤ 5	
		手法 b1、事前条件設定 (タイプ テスト) およびルーチン テスト、 $V_{pd(ini)} = 1.2 \times V_{IOTM}$ 、 $t_{ini} = 1s$ 、 $V_{pd(m)} = 1.875 \times V_{IORM}$ 、 $t_m = 1s$	≤ 5	
		手法 b2、ルーチン テスト (100% 出荷時) ⁽⁷⁾ $V_{pd(ini)} = V_{pd(m)} = 1.2 \times V_{IOTM}$ 、 $t_{ini} = t_m = 1s$	≤ 5	
C_{IO}	バリア容量、 入力から出力 ⁽⁶⁾	$V_{IO} = 0.5V_{PP}$ (1MHz 時)	≈ 1.5	pF
R_{IO}	絶縁抵抗、 入力から出力 ⁽⁶⁾	$V_{IO} = 500V$ ($T_A = 25^\circ C$ 時)	$> 10^{12}$	Ω
		$V_{IO} = 500V$ ($100^\circ C \leq T_A \leq 125^\circ C$ 時)	$> 10^{11}$	
		$V_{IO} = 500V$ ($T_S = 150^\circ C$ 時)	$> 10^9$	
	汚染度		2	
	耐候性カテゴリ		55/125/21	
UL1577				
V_{ISO}	絶縁耐圧	$V_{TEST} = V_{ISO}$ 、 $t = 60s$ (認定試験)、 $V_{TEST} = 1.2 \times V_{ISO}$ 、 $t = 1s$ (100% 出荷時テスト)	5000	V_{RMS}

- (1) アプリケーションに固有の機器の絶縁規格に従って沿面距離および空間距離の要件を適用します。基板設計では、沿面距離および空間距離を維持し、プリント基板 (PCB) のアイソレータの取り付けパッドによりこの距離が短くならないよう注意が必要です。特定の場合には、PCB 上の沿面距離と空間距離は等しくなります。これらの規格値を増やすため、PCB 上にグループやリブを挿入するなどの技法が使用されます。
- (2) この絶縁素子は安全定格内の 安全な電気的絶縁のみに適しています。安全定格への準拠は、適切な保護回路によって保証する必要があります。
- (3) テストは、パッケージのサーチ耐性を判定するため、空気中で実行されます。
- (4) テストは、絶縁バリアの固有サーチ耐性を判定するため、油中で実行されます。
- (5) 見掛けの放電電荷とは、部分放電 (pd) により発生する放電です。
- (6) バリアのそれぞれの側にあるすべてのピンは互いに接続され、実質的に 2 ピンのデバイスになります。
- (7) 正式運用環境では、手法 b1 または b2 のいずれかが使用されます。

6.7 安全性関連認証

VDE	UL
DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17)、 EN IEC 60747-17、 DIN EN IEC 62368-1 (VDE 0868-1)、 EN IEC 62368-1、 IEC 62368-1 条項:5.4.3、5.4.4.4、5.4.9	1577 component および CSA component acceptance NO 5 programs により承認済み
強化絶縁	単一保護
認証書番号:保留中	ファイル番号:保留中

6.8 安全限界値

安全限界値 ⁽¹⁾ の目的は、入力または出力回路の故障による絶縁バリアの損傷の可能性を最小限に抑えることです。I/O 回路の故障により、グランドあるいは電源との抵抗が低くなることがあります。電流制限がないと、チップがオーバーヒートして絶縁バリアが破壊されるほどの大電力が消費され、ひいてはシステムの 2 次故障に到る可能性があります。

パラメータ		テスト条件	最小値	標準値	最大値	単位
I_{SI}	安全入力電流	$R_{\theta JA} = 86.9^{\circ}\text{C}/\text{W}$ 、 $VDDx = 5.5\text{V}$ 、 $T_J = 150^{\circ}\text{C}$ 、 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ 、AMC0381D06			250	mA
		$R_{\theta JA} = 86.9^{\circ}\text{C}/\text{W}$ 、 $VDDx = 5.5\text{V}$ 、 $T_J = 150^{\circ}\text{C}$ 、 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ 、AMC0381D10			240	
		$R_{\theta JA} = 86.9^{\circ}\text{C}/\text{W}$ 、 $VDDx = 5.5\text{V}$ 、 $T_J = 150^{\circ}\text{C}$ 、 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ 、AMC0381D16			240	
I_{SO}	安全出力電流	$R_{\theta JA} = 86.9^{\circ}\text{C}/\text{W}$ 、 $VDDx = 5.5\text{V}$ 、 $T_J = 150^{\circ}\text{C}$ 、 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$			260	mA
P_S	安全入力、出力、または合計電力	$R_{\theta JA} = 86.9^{\circ}\text{C}/\text{W}$ 、 $T_J = 150^{\circ}\text{C}$ 、 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$			1440	mW
T_S	最高安全温度				150	°C

(1) 最高安全温度 T_S は、本デバイスに規定された最大接合部温度 T_J と同じ値です。 I_S および P_S パラメータはそれぞれ安全電流と安全電力を表します。

I_S と P_S の上限値を超えないようにします。これらの制限値は周囲温度 T_A によって変化します。

「熱に関する情報」の表にある、接合部から外気への熱抵抗 $R_{\theta JA}$ は、リード付き表面実装パッケージ用の高誘電率テスト基板に実装されたデバイスのものです。次の式を使用して、各パラメータの値を計算します。
 $T_J = T_A + R_{\theta JA} \times P$ (P はデバイスで消費される電力)。
 $T_{J(max)} = T_S = T_A + R_{\theta JA} \times P_S$ ($T_{J(max)}$ は最大接合部温度)。
 $P_S = I_S \times VDD_{max}$ (VDD_{max} はハイサイドとローサイドの最大電源電圧)。

6.9 電気的特性

最小値と最大値の仕様は、 $T_A = -40^\circ\text{C} \sim +125^\circ\text{C}$ 、 $\text{VDD1} = 3.0\text{V} \sim 5.5\text{V}$ 、 $\text{VDD2} = 3.0\text{V} \sim 5.5\text{V}$ 、 $\text{V}_{\text{SNSP}} = 0\text{V} \sim +1\text{V}$ 、 $\text{V}_{\text{SNSN}} = 0\text{V}$ に適用されます。標準的な仕様は、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 $\text{VDD1} = 5\text{V}$ 、 $\text{VDD2} = 3.3\text{V}$ でのものです (特に記述のない限り)

パラメータ		テスト条件	最小値	標準値	最大値	単位
アナログ入力						
R_{IN}	入力抵抗	AMC0381D06	8.5	10	11.5	$\text{M}\Omega$
		AMC0381D10	10.6	12.5	14.4	
		AMC0381D16	28	33.5	39	
	抵抗分圧比	$\text{V}_{\text{HVIN}} / \text{V}_{\text{SNSP}}$ 、AMC0381D06	598	601	604	V/V
		$\text{V}_{\text{HVIN}} / \text{V}_{\text{SNSP}}$ 、AMC0381D10	996	1001	1006	
		$\text{V}_{\text{HVIN}} / \text{V}_{\text{SNSP}}$ 、AMC0381D16	1596	1601	1606	
CMTI	同相過渡耐性	$\text{SNSP} = \text{GND1}$	150			V/ns
アナログ出力						
	公称減衰	$(\text{V}_{\text{OUTP}} - \text{V}_{\text{OUTN}}) / \text{V}_{\text{HVIN}}$ 、AMC0381D06	3.328			mV/V
		$(\text{V}_{\text{OUTP}} - \text{V}_{\text{OUTN}}) / \text{V}_{\text{HVIN}}$ 、AMC0381D10	1.998			
		$(\text{V}_{\text{OUTP}} - \text{V}_{\text{OUTN}}) / \text{V}_{\text{HVIN}}$ 、AMC0381D16	1.249			
V_{CMout}	出力同相電圧		1.39	1.44	1.50	V
V_{CLIPout}	クリッピング差動出力電圧	$\text{V}_{\text{OUT}} = (\text{V}_{\text{OUTP}} - \text{V}_{\text{OUTN}})$, $\text{V}_{\text{IN}} > V_{\text{Clipping}}$	-2.52	± 2.49	2.52	V
V_{FAILSAFE}	フェイルセーフ差動出力電圧	VDD1 低電圧または VDD1 がありません	-2.63	-2.57	-2.53	V
R_{OUT}	出力抵抗	OUTP または OUTN		<0.2		Ω
	出力短絡検出電流	OUTP または OUTN で、ソースまたはシンク、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ で、出力は GND または VDD2 に短絡しています		11		mA
DC 精度						
V_{os}	入力オフセット電圧	SNSP を基準、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$	-0.8	± 0.1	0.8	mV
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 AMC0381D06	-480	± 60	480	
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 AMC0381D10	-800	± 100	800	
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 AMC0381D16	-1280	± 160	1280	
TCV_{os}	入力オフセットの熱ドリフト ⁽³⁾	SNSP を基準、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$	-0.01	± 0.003	0.01	$\text{mV}/\text{^\circ C}$
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、AMC0381D06	-6	± 1.8	6	
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、AMC0381D10	-10	± 3	10	
		HVIN を基準とし、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、AMC0381D16	-16	± 4.8	16	
E_A	減衰誤差 ⁽¹⁾	$T_A = 25^\circ\text{C}$	-0.25%	$\pm 0.05\%$	0.25%	
TCE_A	減衰誤差の温度ドリフト ⁽⁴⁾		-40	± 20	40	$\text{ppm}/\text{^\circ C}$
	非線形性 ⁽²⁾		-0.025%	$\pm 0.01\%$	0.025%	
	出力ノイズ電圧	$\text{V}_{\text{IN}} = \text{GND1}$ 、 $\text{BW} = 50\text{kHz}$		200		μVrms
PSRR	電源除去比 ⁽⁵⁾	VDD1 の DC PSRR、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 VDD1 を $3\text{V} \sim 5.5\text{V}$ で動作させます		-77		dB
		VDD1 AC PSRR、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 VDD1 、 $10\text{kHz} / 100\text{mV}$ リップル		-49		
		VDD2 の DC PSRR、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 VDD2 を $3\text{V} \sim 5.5\text{V}$ で動作させます		-100		
		VDD2 AC PSRR、 $\text{HVIN} = \text{GND1}$ 、 VDD2 、 $10\text{kHz} / 100\text{mV}$ リップル		-75		
AC 精度						
BW	出力帯域幅		120	145		kHz

6.9 電気的特性 (続き)

最小値と最大値の仕様は、 $T_A = -40^\circ\text{C} \sim +125^\circ\text{C}$ 、 $VDD1 = 3.0\text{V} \sim 5.5\text{V}$ 、 $VDD2 = 3.0\text{V} \sim 5.5\text{V}$ 、 $V_{SNSP} = 0\text{V} \sim +1\text{V}$ 、 $V_{SNSN} = 0\text{V}$ に適用されます。標準的な仕様は、 $T_A = 25^\circ\text{C}$ 、 $VDD1 = 5\text{V}$ 、 $VDD2 = 3.3\text{V}$ でのものです (特に記述のない限り)

パラメータ		テスト条件	最小値	標準値	最大値	単位
THD	全高調波歪	$V_{SNSP} = 1\text{V}_{\text{PP}}$ 、 $SNSN = \text{GND1}$ 、 $f_{\text{IN}} = 10\text{kHz}$		-80	-73	dB
SNR	信号対雑音比	$V_{SNSP} = 1\text{V}_{\text{PP}}$ 、 $SNSN = \text{GND1}$ 、 $f_{\text{IN}} = 1\text{kHz}$ 、 $\text{BW} = 10\text{kHz}$	75	79		dB
SNR	信号対雑音比	$V_{SNSP} = 1\text{V}_{\text{PP}}$ 、 $SNSN = \text{GND1}$ 、 $f_{\text{IN}} = 10\text{kHz}$ 、 $\text{BW} = 50\text{kHz}$		70		dB
電源						
I_{DD1}	ハイサイド電源電流			4.3	5.6	mA
I_{DD2}	ローサイド電源電流			6.2	9.7	mA
$VDD1_{UV}$	ハイサイド低電圧検出スレッショルド	$VDD1$ 立ち上がり	2.5	2.6	2.7	V
		$VDD1$ 立ち下がり	1.9	2.0	2.1	
$VDD2_{UV}$	ローサイドの低電圧検出スレッショルド	$VDD2$ 立ち上がり	2.3	2.5	2.7	V
		$VDD2$ 立ち下がり	1.9	2.05	2.2	

- (1) 標準値には、1つのシグマの統計的変動が含まれます。
- (2) 積分非線形性は、LSBの数、または指定された線形性を有する入力電圧範囲 FSR のパーセンテージとして表される、理想的な ADC 伝達関数の終点を通過する直線からの、最大偏移と定義されます。
- (3) オフセット誤差ドリフトは、 $\text{TCE}_O = (\text{value}_{\text{MAX}} - \text{value}_{\text{MIN}}) / \text{TempRange}$ の式で説明されるボックス方式を使用して計算されます。
- (4) 減衰誤差ドリフトは、ボックス手法を使用して計算され、次の式で記述されます。

$$\text{TCE}_G (\text{ppm}) = ((\text{value}_{\text{MAX}} - \text{value}_{\text{MIN}}) / (\text{value} \times \text{TempRange})) \times 10^6$$
- (5) このパラメータは $SNSP$ を基準にしています。

6.10 スイッチング特性

動作時周囲温度範囲内 (特に記述のない限り)

パラメータ		テスト条件	最小値	標準値	最大値	単位
t_r	出力信号の立ち上がり時間			2.6		μs
t_f	出力信号の立ち下がり時間			2.6		μs
	$V_{SNSP} \sim V_{\text{OUTx}}$ への信号遅延 (50% ~ 10%)	フィルタなしの出力		1.6		μs
	$V_{SNSP} \sim V_{\text{OUTx}}$ への信号遅延 (50% ~ 50%)	フィルタなしの出力		3.0	3.2	μs
	$V_{SNSP} \sim V_{\text{OUTx}}$ への信号遅延 (50% ~ 90%)	フィルタなしの出力		4.2		μs
t_{AS}	アナログ セトリング タイム	$VDD1$ を 3.0V にステップアップ ($VDD2 \geq 3.0\text{V}$)、 $V_{\text{OUTP}}, V_{\text{OUTN}}$ 有効、0.1% セトリング	20	100		μs

6.11 タイミング図

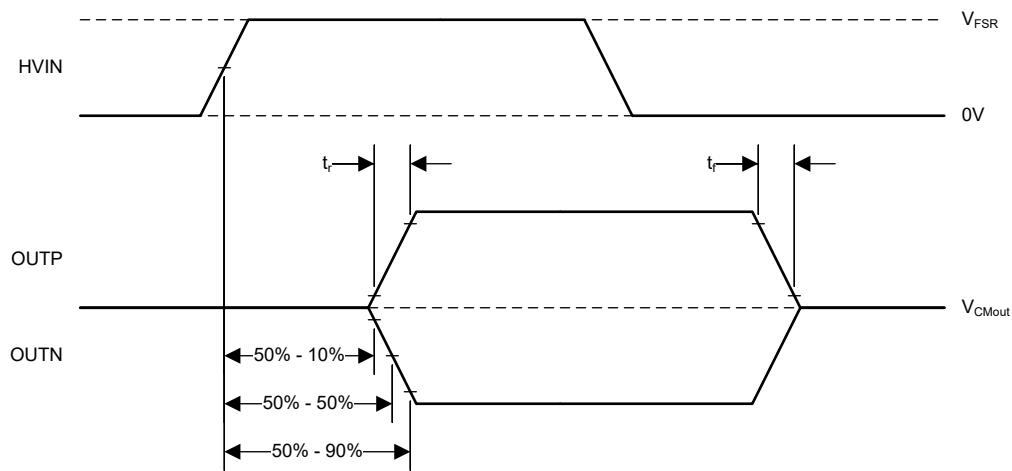
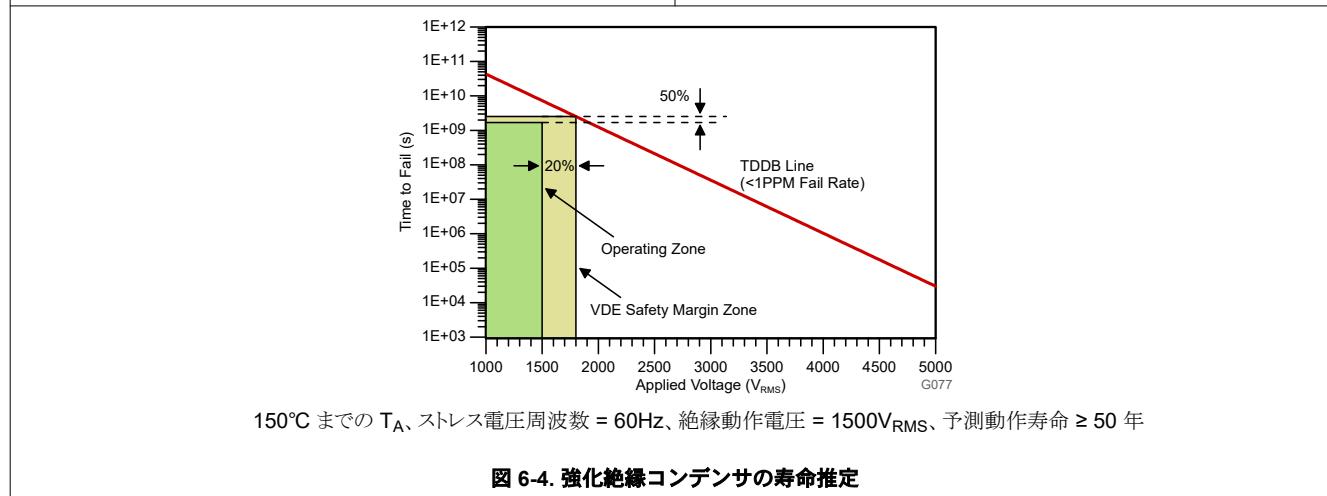
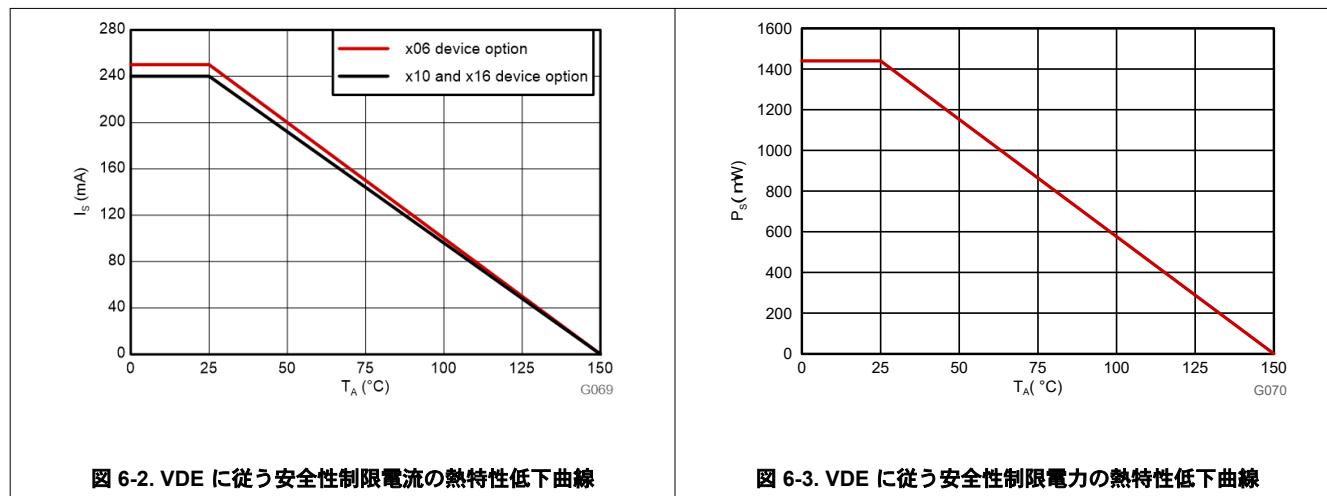


図 6-1. 立ち上がり、立ち下がり、遅延時間の定義

6.12 絶縁特性曲線



6.13 代表的特性

VDD1 = 5V, VDD2 = 3.3V, SNSN = GND1, $f_{IN} = 10\text{kHz}$ (特に記述のない限り)

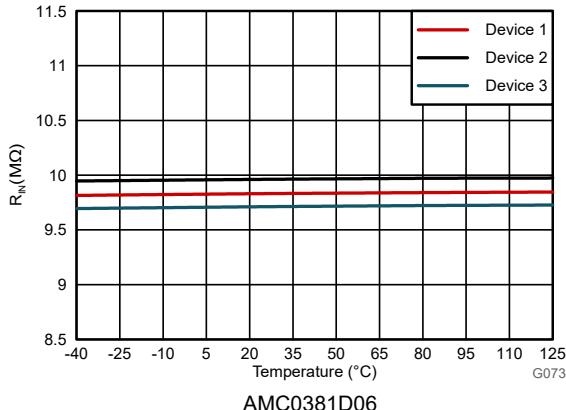


図 6-5. 入力抵抗と温度との関係

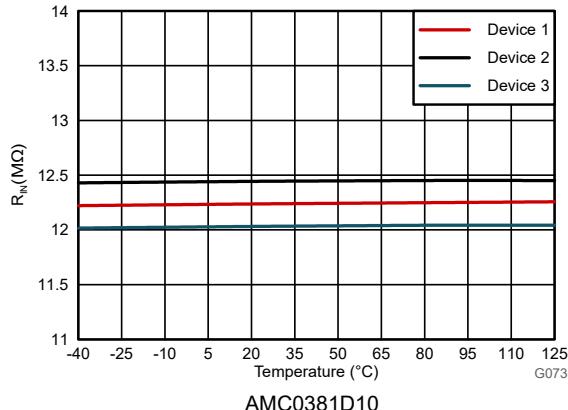


図 6-6. 入力抵抗と温度との関係

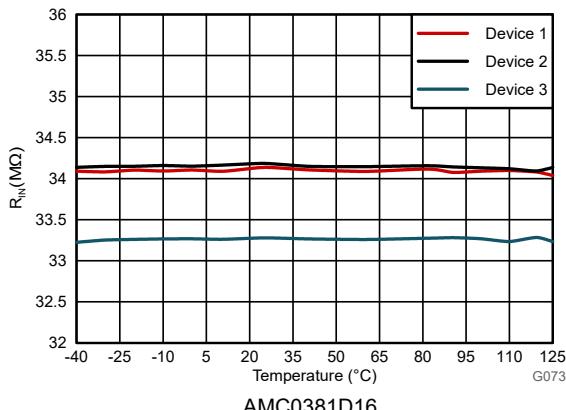


図 6-7. 入力抵抗と温度との関係

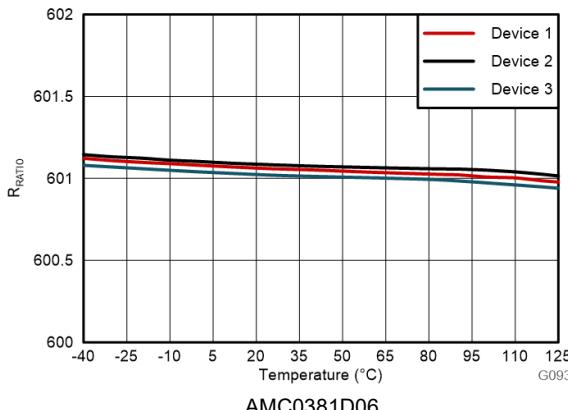


図 6-8. 分圧比と温度との関係

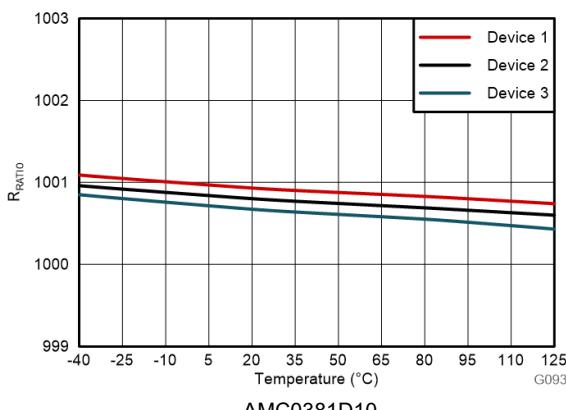


図 6-9. 分圧比と温度との関係

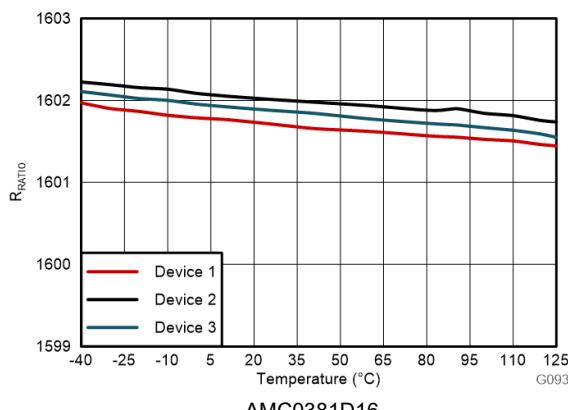


図 6-10. 分圧比と温度との関係

6.13 代表的特性 (続き)

VDD1 = 5V, VDD2 = 3.3V, SNSN = GND1, $f_{IN} = 10\text{kHz}$ (特に記述のない限り)

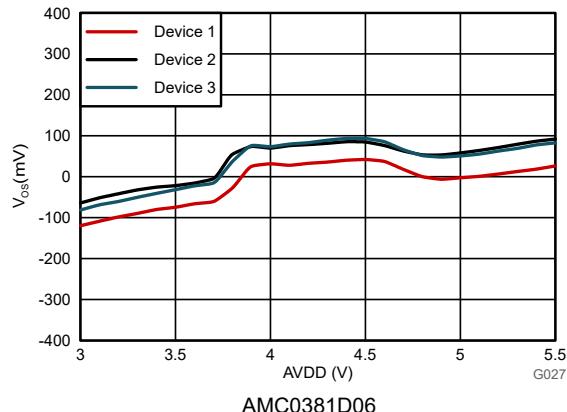


図 6-11. 入力オフセット電圧とハイサイド電源電圧との関係

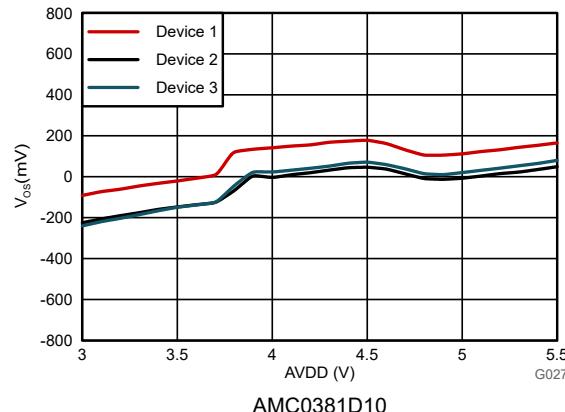


図 6-12. 入力オフセット電圧とハイサイド電源電圧との関係

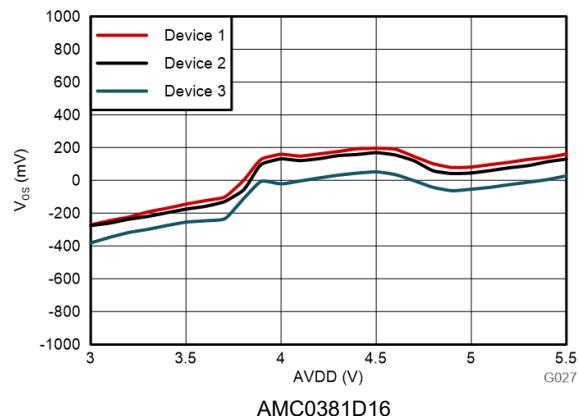


図 6-13. 入力オフセット電圧とハイサイド電源電圧との関係

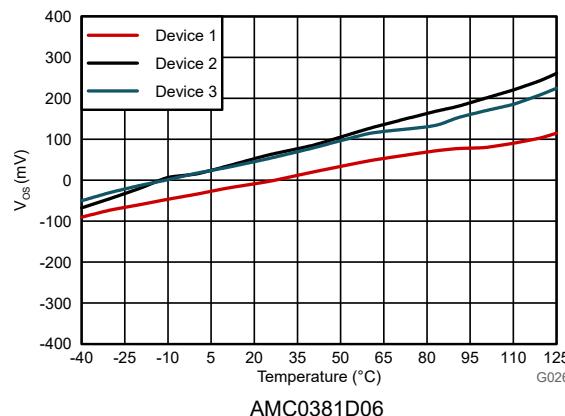


図 6-14. 入力オフセット電圧と温度との関係

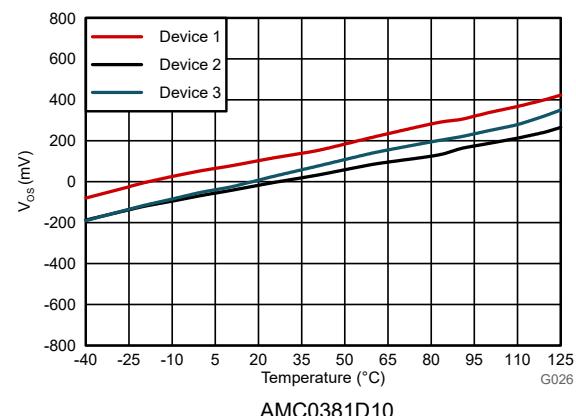


図 6-15. 入力オフセット電圧と温度との関係

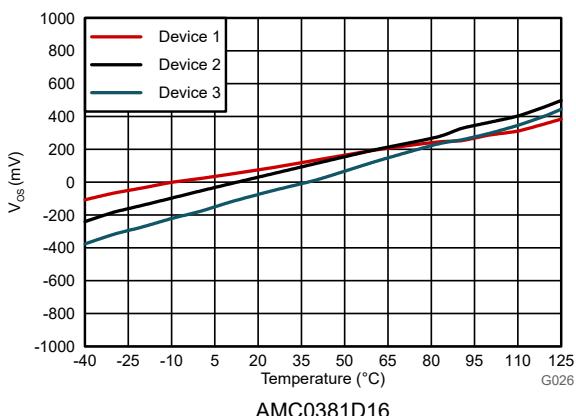


図 6-16. 入力オフセット電圧と温度との関係

6.13 代表的特性 (続き)

VDD1 = 5V, VDD2 = 3.3V, SNSN = GND1, $f_{IN} = 10\text{kHz}$ (特に記述のない限り)

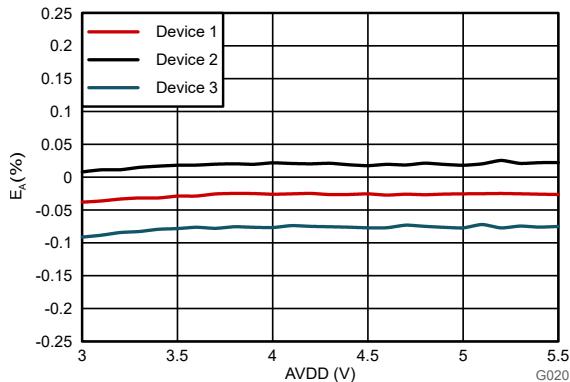


図 6-17. 減衰誤差とハイサイド電源電圧との関係

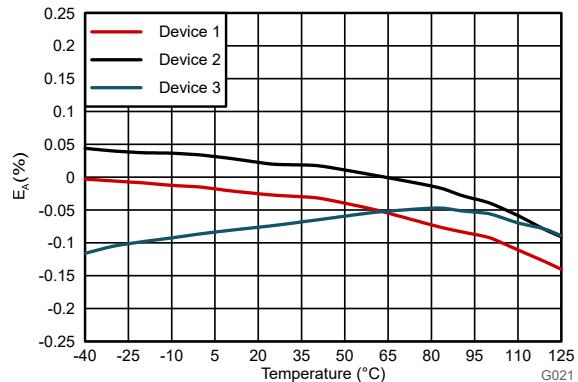


図 6-18. 減衰誤差と温度との関係

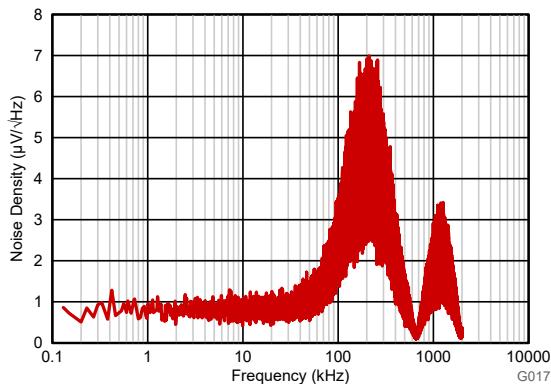


図 6-19. 入力換算ノイズ密度と周波数との関係

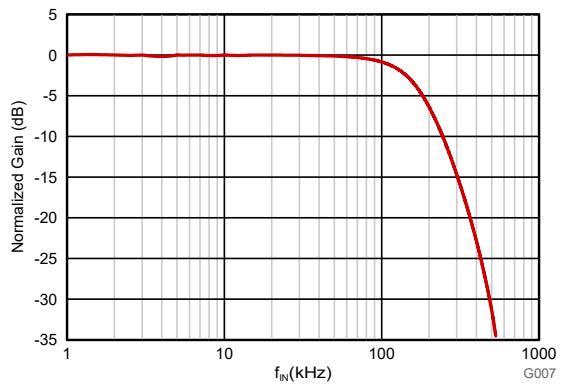


図 6-20. 正規化ゲインと入力周波数との関係

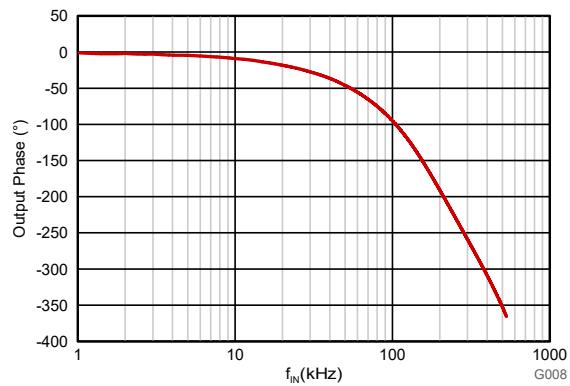


図 6-21. 出力位相と入力周波数との関係

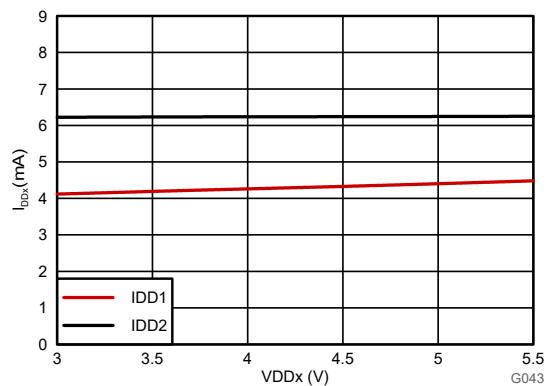


図 6-22. 電源電流と電源電圧との関係

6.13 代表的特性 (続き)

$VDD1 = 5V$ 、 $VDD2 = 3.3V$ 、 $SNSN = GND1$ 、 $f_{IN} = 10kHz$ (特に記述のない限り)

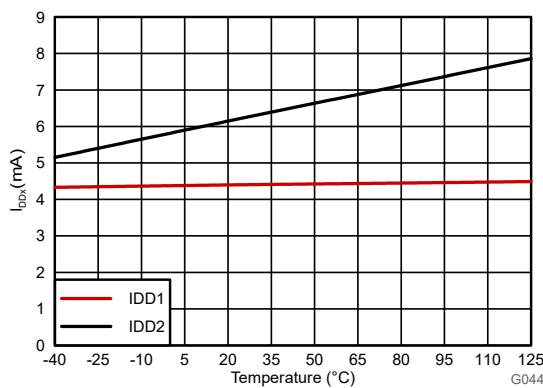


図 6-23. 電源電流と温度との関係

7 詳細説明

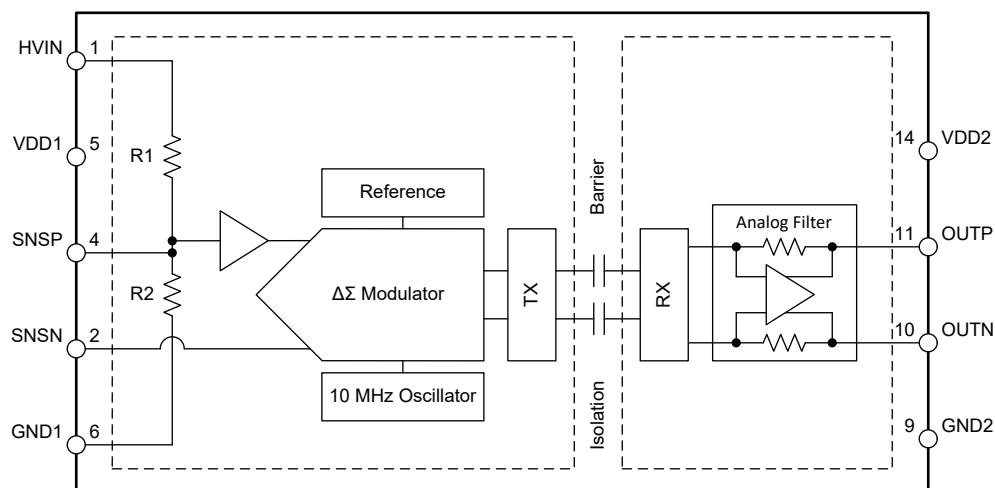
7.1 概要

AMC0381D は、高電圧 DC、高インピーダンス入力、固定ゲイン差動出力。デバイスの入力段は、2 次デルタ シグマ ($\Delta\Sigma$) 変調器を駆動します。変調器は、アナログ入力信号を、ハイ サイドとロー サイドを分離する絶縁バリアを介して転送されるデジタルビットストリームに変換します。

ローサイドでは、受信したビットストリームは OUTP ピンと OUTN ピンに差動信号を出力する 4 次アナログ フィルタで処理されます。この差動出力信号は、入力信号に比例します。

SiO₂ ベースの容量性絶縁バリアは、[ISO72x デジタル アイソレータの磁場耐性アプリケーション ノート](#)に記載されているように、高いレベルの磁場耐性をサポートします。AMC0381D で使用されるデジタル変調により、絶縁バリアをまたぐデータが送信されます。この変調と絶縁バリアの特性から、高い信頼性と、高い同相過渡耐性が得られます。

7.2 機能ブロック図



7.3 機能説明

7.3.1 アナログ入力

AMC0381D の入力に抵抗分圧器は、HVIN ピンに印加される電圧を 1V 線形フルスケール レベルに分圧します。この信号は SNSP ピンで利用できます。これは、アナログシグナルチェーンの入力でもあります。

SNSP ピンの高インピーダンスの入力バッファは、2 次のスイッチング コンデンサ、フィードフォワード $\Delta\Sigma$ 変調器に電力を供給します。変調器は、[絶縁チャネルの信号伝送](#) セクションで説明されているように、アナログ信号をビットストリームに変換します。ビットストリームは、絶縁バリアをまたぐ転送されます。

7.3.2 絶縁チャネルの信号伝送

図 7-1 に示されているように、AMC0381D は、オン / オフ キーイング (OOK) 変調方式を使用して、変調器の出力ビットストリームを、 SiO_2 ベースの絶縁膜間で伝送します。送信ドライバ (TX) をに [機能ブロック図](#) 示します。TX は、内部で生成された高周波キャリアを絶縁バリア越しに送信し、デジタル 1 を表現します。ただし、TX はデジタル 0 を表す信号を送信しません。AMC0381D で使用されるキャリアの公称周波数は 480MHz です。

絶縁バリアの反対側にある受信機 (RX) は信号を回復して復調し、アナログ フィルタに入力を提供します。AMC0381D の送信チャネルは、同相過渡耐性 (CMTI) を最大限に高め、放射妨害波を最小限に抑えるように最適化されています。高周波キャリアと RX/TX バッファのスイッチングにより、これらの放射が発生します。

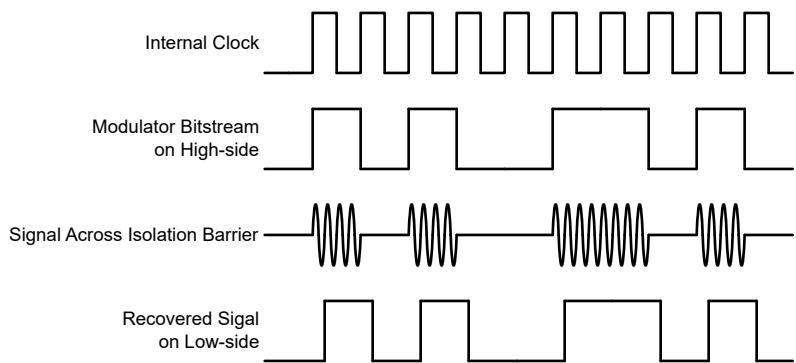


図 7-1. OOK ベースの変調方式

7.3.3 アナログ出力

AMC0381D は、入力電圧に比例した OUTP ピンおよび OUTN ピンに差動アナログ出力電圧を提供します。 $V_{FSR, MIN}$ から $V_{FSR, MAX}$ までの入力電圧範囲について、デバイスは次のような線形応答を行います。出力電圧は次のようになります。

$$(V_{OUTP} - V_{OUTN}) = 2 \times V_{IN} = 2 \times (V_{HVIN} / [\text{抵抗分圧比}] - V_{SNSN}) \quad (1)$$

ゼロ入力では、両方のピンが **電気的特性** の表に規定されているように、同じ同相出力電圧 V_{CMout} を出力します。絶対入力電圧が $|V_{FSR}|$ を超え、 $|V_{Clipping}|$ を下回る場合、差動出力電圧の大きさは引き続き増加しますが、直線性性能は低下します。入力電圧が $V_{clipping}$ 値を超える場合、出力は、図 7-2 に示すように $V_{CLIPout}$ の差動出力電圧で飽和します。

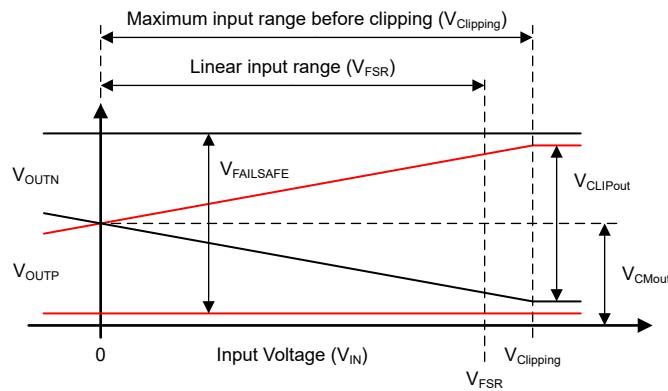


図 7-2. AMC0381D の入力から出力への伝達曲線

AMC0381D 出力ではフェイルセーフ機能が備わっているため、システム レベルでの診断が容易になります。図 7-2 はフェイルセーフ モードでの動作を示しており、AMC0381D は通常の動作条件では発生しない負の差動出力電圧を出力します。フェイルセーフ出力がアクティブです。

- これは、AMC0381D デバイスの 1 次側電源 VDD1 が存在しない場合です
- 1 次側電源 VDD1 が低電圧閾値電圧 $VDD1_{UV}$ を下回ると

電気的特性 表に規定されている最大 $V_{FAILSAFE}$ 電圧を、システム レベルでのフェイルセーフ検出の基準値として使用してください。

7.4 デバイスの機能モード

AMC0381D は、次の状態のいずれかで動作します。

- OFF 状態: ローサイド電源 (VDD2) は $VDD2_{UV}$ スレッショルドを下回っています。デバイスが応答しません。OUTP と OUTN は Hi-Z 状態です。内部では、OUTP および OUTN は ESD 保護ダイオードによって VDD2 および GND2 にクランプされます。
- ハイサイド電源喪失: デバイス (VDD2) のローサイドに電源が供給され、「推奨動作条件」内です。ハイサイド電源 (VDD1) は $VDD1_{UV}$ スレッショルドを下回っています。このデバイスは $V_{FAILSAFE}$ 電圧を出力します。
- アナログ入力オーバーレンジ (正のフルスケール入力): VDD1 および VDD2 は推奨動作条件の範囲内ですが、アナログ入力電圧 V_{IN} は最大クリッピング電圧 $V_{Clipping, MAX}$ を上回っています。このデバイスは正の $V_{CLIPout}$ を出力します。
- アナログ入力アンダーレンジ (負のフルスケール入力): VDD1 および VDD2 は推奨動作条件の範囲内ですが、アナログ入力電圧 V_{IN} は最小クリッピング電圧 $V_{Clipping, min}$ を下回っています。このデバイスは負の $V_{CLIPout}$ を出力します。
- 通常動作の場合: VDD1、VDD2、 V_{IN} は推奨動作条件内です。このデバイスは、入力電圧に比例する差動電圧を出力します。

表 7-1 に、動作モードを示します。

表 7-1. デバイスの動作モード

動作条件	VDD1	VDD2	V_{IN}	デバイスの応答
オフ	未使用	$VDD2 < VDD2_{UV}$	未使用	OUTP と OUTN は Hi-Z 状態です。内部では、OUTP および OUTN は ESD 保護ダイオードによって VDD2 および GND2 にクランプされます。
ハイサイド電源喪失	$VDD1 < VDD1_{UV}$	有効 ⁽¹⁾	未使用	このデバイスは $V_{FAILSAFE}$ 電圧を出力します。
入力オーバーレンジ	有効 ⁽¹⁾	有効 ⁽¹⁾	$V_{IN} > V_{Clipping, MAX}$	このデバイスは正の $V_{CLIPout}$ を出力します。
アンダーレンジ入力	有効 ⁽¹⁾	有効 ⁽¹⁾	$V_{IN} < V_{Clipping, min}$	このデバイスは負の $V_{CLIPout}$ を出力します。
通常動作	有効 ⁽¹⁾	有効 ⁽¹⁾	有効 ⁽¹⁾	このデバイスは、入力電圧に比例する差動電圧を出力します。

(1) *Valid* は一、推奨動作条件の範囲内での動作を示します。

8 アプリケーションと実装

注

以下のアプリケーション情報は、テキサス・インスツルメンツの製品仕様に含まれるものではなく、テキサス・インスツルメンツはその正確性も完全性も保証いたしません。個々の目的に対する製品の適合性については、お客様の責任で判断していただくことになります。また、お客様は自身の設計実装を検証しテストすることで、システムの機能を確認する必要があります。

8.1 アプリケーション情報

モーター ドライブのような産業用電源システムは、2つ以上の電圧ドメインに分割され、互いに電気的に絶縁されています。たとえば、高電圧ドメインには、モーターを駆動するための AC グリッド、DC リンク、電力段が含まれています。低電圧には、システム コントローラとヒューマン インターフェイスが含まれます。コントローラは、安全上の理由から高電圧側から電気的に絶縁された状態で、DC-Link 電圧の値を測定します。AMC0381D は、入力インピーダンスが高く、ガルバニック絶縁された出力を備えているため、この測定を可能にします。

8.2 代表的なアプリケーション

下図は、3相モーター ドライブ トランジション インバーター用の AC インバーターの簡略化された を示しています。この AMC0381D は、DC リンク電圧のセンシングに使用します。電力ドメインでは、AMC0381D は DC (+) と DC (-) の間に直接接続されます。ローサイド ゲートドライバ電源は 5V レベルに安定化され、AMC0381D の高電圧側に電力を供給します。信号ドメインでは、AMC0381D 絶縁バリアの反対側で、DC リンク電圧に比例した電圧を出力します。

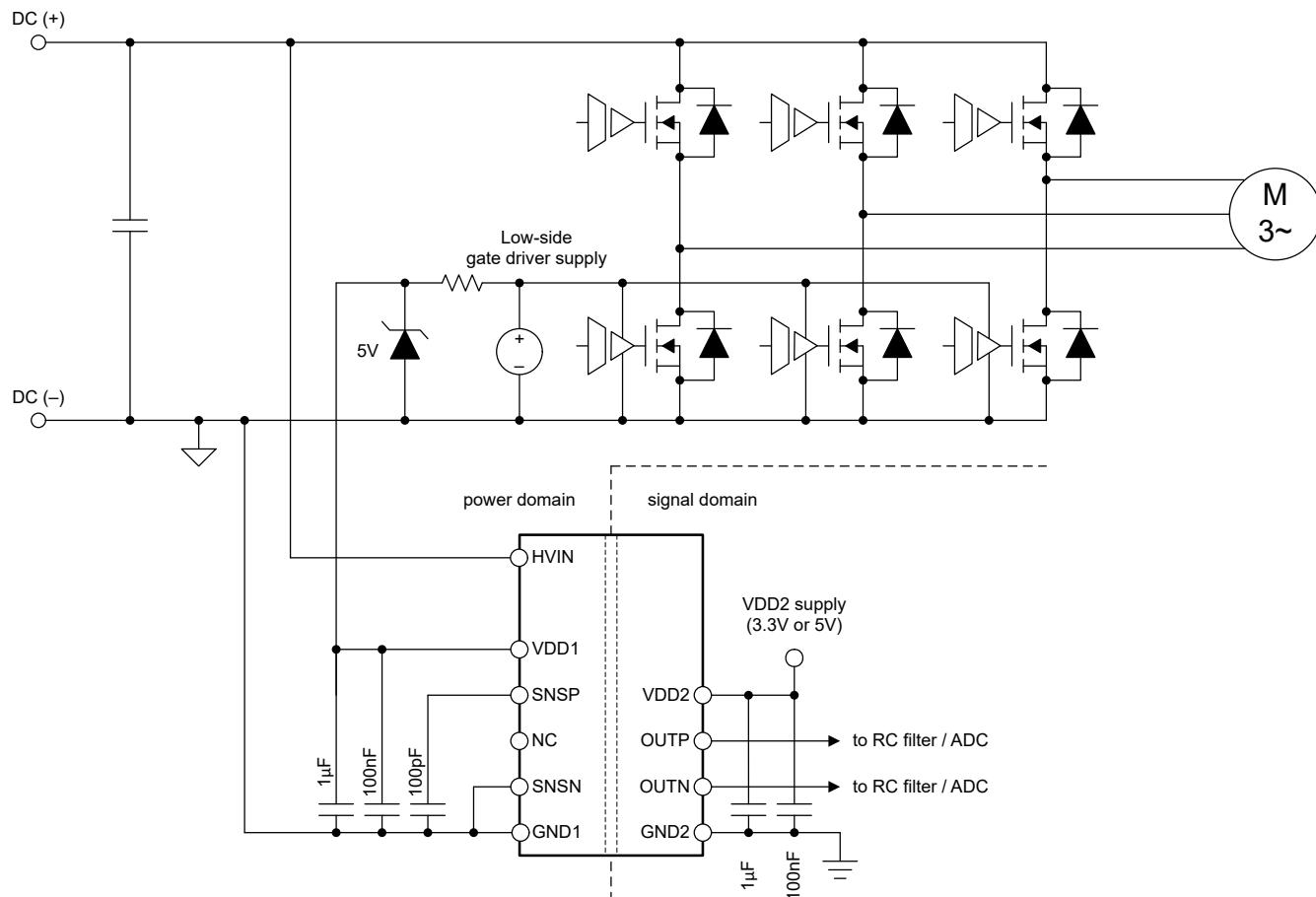


図 8-1. 代表的なアプリケーションでを使用 AMC0381D

8.2.1 設計要件

表 8-1 に、この代表的なアプリケーションのパラメータを一覧します。

表 8-1. 設計要件

パラメータ	値
DC リンク電圧	450V (最大値)
ハイサイド電源電圧	5V
ローサイド電源電圧	3.3V

8.2.2 詳細な設計手順

この設計例では、最大 DC リンク電圧は 450V です。最良の測定分解能を得るには、AMC0381D ファミリのデバイスを、ピーク入力電圧と最も近いリニア入力範囲で選択します。AMC0381D06 は、600V のリニア入力範囲をサポートしており、アプリケーションに適しています。HVIN を DC (+) に直接、GND1 を DC (-) に直接接続します。 [代表的なアプリケーション](#) を参照してください。

8.2.2.1 入力フィルタの設計

フィルタコンデンサを SNSP ピンに接続して、信号路の信号対雑音比性能を向上させます。 $\Delta\Sigma$ 変調器のサンプリング周波数に近い周波数 (通常は 10MHz) の入力ノイズは、変調器によって低周波数の範囲にフォールドバックされます。RC フィルタの目的は、高周波ノイズを測定に必要なノイズレベルを下回るように減衰させることです。実際には、変調器の周波数より 2 枠低いカットオフ周波数を使用すると、良好な結果が得られます。

入力フィルタのカットオフ周波数は、内部検出抵抗 R2 と外付けフィルタコンデンサ C5 により決定されます。カットオフ周波数は $1/(2\pi R2 C5)$ として計算されます。

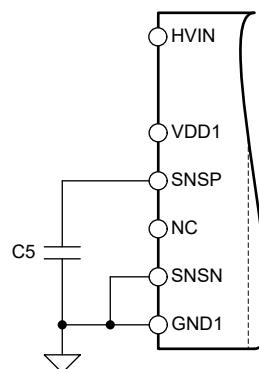


図 8-2. 入力フィルタ

8.2.2.2 差動からシングルエンドへの出力変換

多くのシステムで、AMC0381D の差動出力に直接接続できないシングルエンド入力を持つ ADC が使用されています。図 8-3 に、差動出力信号を ADC の前段のシングルエンド信号に変換する回路を示します。 $R1 = R3$ および $R2 = R4$ の場合、出力電圧は $(R2/R1) \times (V_{OUTP} - V_{OUTN}) + V_{REF}$ と等しくなります。 $C1 = C2$ の場合、フィルタの帯域幅は $1 / (2 \times \pi \times C1 \times R1)$ になります。システムの帯域幅要件と一致するようにフィルタの帯域幅を設定します。直線性を最大限に高めるには、電圧係数 (NPO タイプのコンデンサなど) の低いコンデンサを使用します。ほとんどのアプリケーションで、 $R1 = R2 = R3 = R4 = 3.3k\Omega$ および $C1 = C2 = 330pF$ となり、良好な性能が得られます。

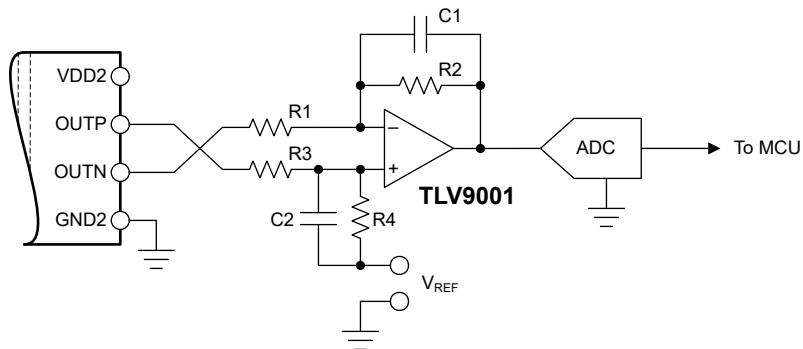


図 8-3. AMC0381D 出力をシングルエンド入力 ADC に接続する

以下のリファレンス ガイドでは、SAR ADC のフィルタ処理段と駆動段を設計する一般的な手順について、詳しく説明します。これらのリファレンス ガイドは、www.ti.com からダウンロードできます。

- 『歪みとノイズが最低になるよう最適化された 18 ビット、1MSPS データ収集ブロック (DAQ)』リファレンス ガイド
- 『消費電力が最低になるよう最適化された 18 ビット データ収集ブロック (DAQ)』リファレンス ガイド

8.2.3 アプリケーション曲線

AMC0381D の代表的なフルスケール ステップ応答を、図 8-4 に示します。

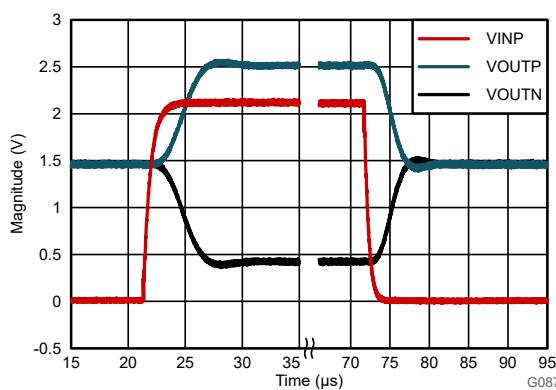


図 8-4. AMC0381D のステップ応答

8.3 設計のベスト プラクティス

HVIN ピンと SNSP ピンの間に何らかのリーク電流を避けます。リーケージ電流は、測定誤差に大きくつながる可能性があります。レイアウトの推奨事項については、[レイアウト例](#)を参照してください。

8.4 電源に関する推奨事項

一般的なアプリケーションでは、AMC0381D のハイサイド電源 (VDD1) は、絶縁型 DC/DC コンバータによってローサイド電源 (VDD2) から生成されます。低コストのオプションでは、プッシュプルドライバ SN6501 と、目的の絶縁電圧定格をサポートするトランジストを使います。

AMC0381D は、特定の起動シーケンスを必要としません。ハイサイド電源 (VDD1) は、低 ESR の $1\mu\text{F}$ コンデンサ (C2) と並列接続された低 ESR の 100nF コンデンサ (C1) でデカッピングされます。ローサイド電源 (VDD2) は、低 ESR の $1\mu\text{F}$ コンデンサ (C4) と並列接続された低 ESR の 100nF コンデンサ (C3) で同様にデカッピングされます。4 つのコンデンサ (C1, C2, C3, C4) はすべてデバイスのできるだけ近くに配置します。図 8-5 に、AMC0381D のデカッピング図を示します。

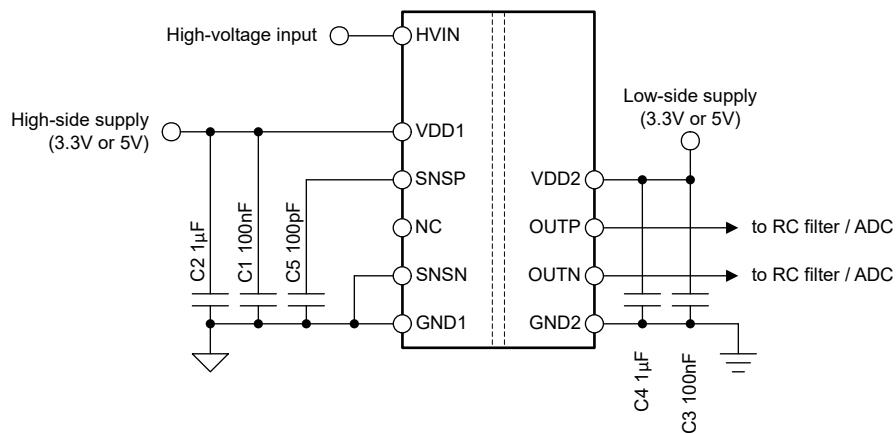


図 8-5. AMC0381D のデカッピング

アプリケーションで発生する DC バイアス条件の下で、コンデンサは十分な実効容量を提供することを確認します。マルチレイヤ セラミックコンデンサ (MLCC) は通常、実際の使用条件下における容量は、公称容量よりはるかに小さい値となります。これらのコンデンサを選択する際は、これらの要素を考慮してください。この問題は、背の高い部品よりも絶縁体電界強度が高くなる薄型コンデンサで特に深刻です。信頼できるコンデンサメーカーは、部品選択を非常に簡単にする容量対 DC バイアス曲線を提供しています。

8.5 レイアウト

8.5.1 レイアウトのガイドライン

この [レイアウト例](#) セクションでは、デカップリング コンデンサの重要な配置 (AMC0381D 電源ピンにできるだけ近い場所) に関するレイアウト推奨事項について詳しく説明します。この例では、デバイスに必要な他の部品の配置も示しています。

8.5.2 レイアウト例

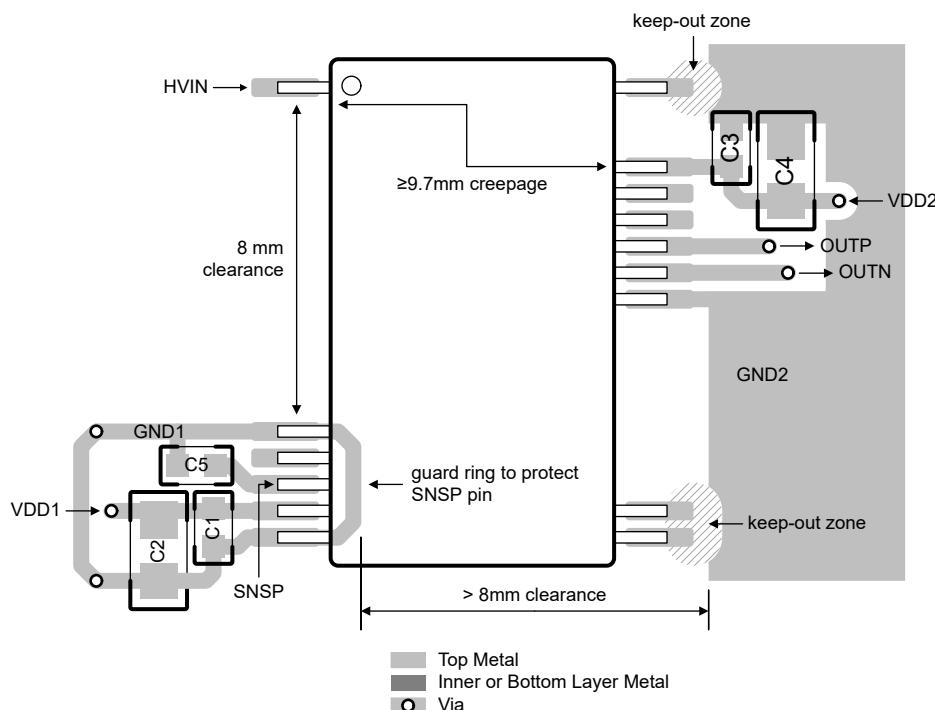


図 8-6. AMC0381D の推奨レイアウト

9 デバイスおよびドキュメントのサポート

9.1 ドキュメントのサポート

9.1.1 関連資料

関連資料については、以下を参照してください。

- テキサス・インスツルメンツ、『絶縁の用語集』アプリケーションノート
- テキサス・インスツルメンツ、半導体およびICパッケージの熱評価基準アプリケーションノート
- テキサス・インスツルメンツ、『ISO72x デジタルアイソレータの磁界耐性』アプリケーションノート
- テキサス・インスツルメンツ、「絶縁型アンプの電圧センシング Excel カリキュレータ」設計ツール

9.2 ドキュメントの更新通知を受け取る方法

ドキュメントの更新についての通知を受け取るには、www.tij.co.jp のデバイス製品フォルダを開いてください。[通知] をクリックして登録すると、変更されたすべての製品情報に関するダイジェストを毎週受け取ることができます。変更の詳細については、改訂されたドキュメントに含まれている改訂履歴をご覧ください。

9.3 サポート・リソース

テキサス・インスツルメンツ E2E™ サポート・フォーラムは、エンジニアが検証済みの回答と設計に関するヒントをエキスパートから迅速かつ直接得ることができる場所です。既存の回答を検索したり、独自の質問をしたりすることで、設計で必要な支援を迅速に得ることができます。

リンクされているコンテンツは、各寄稿者により「現状のまま」提供されるものです。これらはテキサス・インスツルメンツの仕様を構成するものではなく、必ずしもテキサス・インスツルメンツの見解を反映したものではありません。テキサス・インスツルメンツの [使用条件](#) を参照してください。

9.4 商標

テキサス・インスツルメンツ E2E™ is a trademark of Texas Instruments.

すべての商標は、それぞれの所有者に帰属します。

9.5 静電気放電に関する注意事項



この IC は、ESD によって破損する可能性があります。テキサス・インスツルメンツは、IC を取り扱う際には常に適切な注意を払うことをお勧めします。正しい取り扱いおよび設置手順に従わない場合、デバイスを破損するおそれがあります。

ESD による破損は、わずかな性能低下からデバイスの完全な故障まで多岐にわたります。精密な IC の場合、パラメータがわずかに変化するだけで公表されている仕様から外れる可能性があるため、破損が発生しやすくなっています。

9.6 用語集

[テキサス・インスツルメンツ用語集](#)

この用語集には、用語や略語の一覧および定義が記載されています。

10 改訂履歴

資料番号末尾の英字は改訂を表しています。その改訂履歴は英語版に準じています。

Changes from OCTOBER 16, 2025 to NOVEMBER 15, 2025 (from Revision A (October 2025) to Revision B (November 2025))

Page

• V_{IORM} を 1410V から 2120V に変更.....	8
• V_{IOWM} を $1000V_{RMS}/1410V_{PK}$ から $1500V_{RMS}/2120V_{PK}$ に変更.....	8
• 「アプリケーションと実装」セクションを更新.....	22

Changes from SEPTEMBER 22, 2025 to OCTOBER 15, 2025 (from Revision A (September 2025) to Revision * (October 2025))

Page

• AMC0381D06 と AMC0381D10 のデバイスステータスを製品プレビューから量産データに変更.....	3
• AMC0381D06 および AMC0381D10 デバイスの代表的特性を追加.....	14

11 メカニカル、パッケージ、および注文情報

以降のページには、メカニカル、パッケージ、および注文に関する情報が記載されています。この情報は、指定のデバイスに使用できる最新のデータです。このデータは、予告なく、このドキュメントを改訂せずに変更される場合があります。本データシートのブラウザ版を使用されている場合は、画面左側の説明をご覧ください。

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)
AMC0381D06DFXR	Active	Production	SSOP (DFX) 15	750 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-3-260C-168 HR	-	AMC0381D06
AMC0381D10DFXR	Active	Production	SSOP (DFX) 15	750 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-3-260C-168 HR	-	AMC0381D10
AMC0381D16DFXR	Active	Production	SSOP (DFX) 15	750 LARGE T&R	Yes	NIPDAU	Level-3-260C-168 HR	-	AMC0381D16

⁽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.

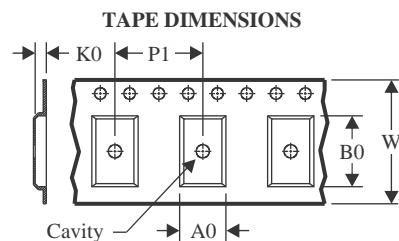
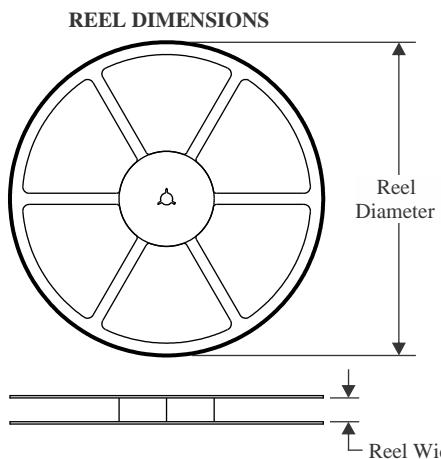
In no event shall TI's liability arising out of such information exceed the total purchase price of the TI part(s) at issue in this document sold by TI to Customer on an annual basis.

OTHER QUALIFIED VERSIONS OF AMC0381D :

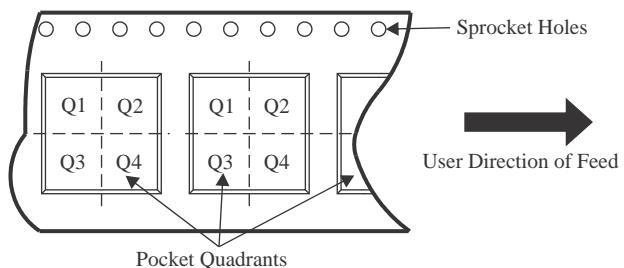
- Automotive : [AMC0381D-Q1](#)

NOTE: Qualified Version Definitions:

- Automotive - Q100 devices qualified for high-reliability automotive applications targeting zero defects

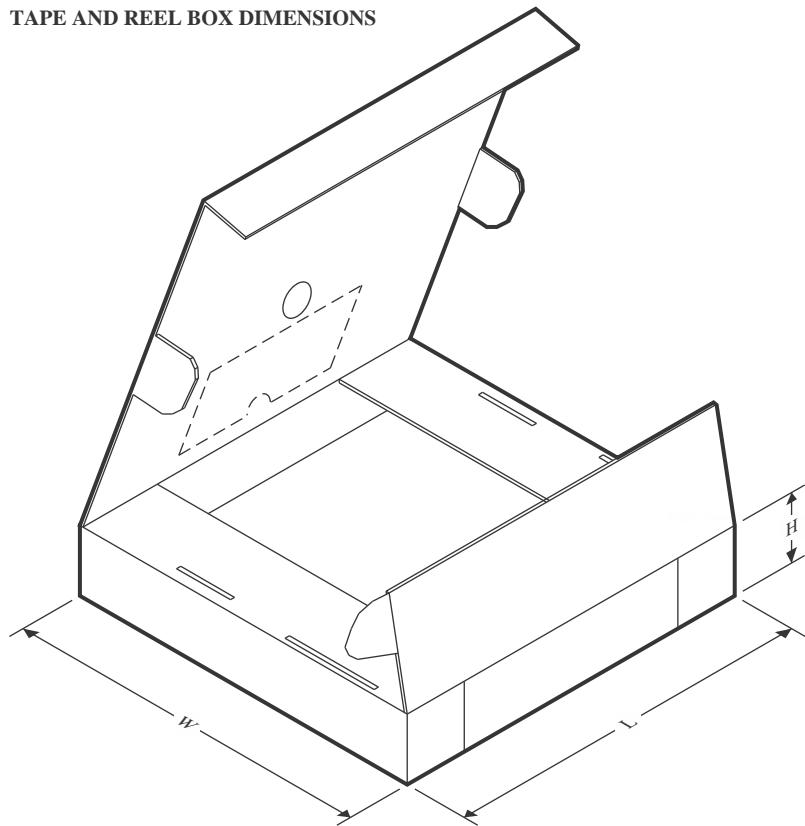
TAPE AND REEL INFORMATION


A0	Dimension designed to accommodate the component width
B0	Dimension designed to accommodate the component length
K0	Dimension designed to accommodate the component thickness
W	Overall width of the carrier tape
P1	Pitch between successive cavity centers

QUADRANT ASSIGNMENTS FOR PIN 1 ORIENTATION IN TAPE


*All dimensions are nominal

Device	Package Type	Package Drawing	Pins	SPQ	Reel Diameter (mm)	Reel Width W1 (mm)	A0 (mm)	B0 (mm)	K0 (mm)	P1 (mm)	W (mm)	Pin1 Quadrant
AMC0381D06DFXR	SSOP	DFX	15	750	330.0	24.4	10.85	13.4	4.0	16.0	24.0	Q1
AMC0381D10DFXR	SSOP	DFX	15	750	330.0	24.4	10.85	13.4	4.0	16.0	24.0	Q1
AMC0381D16DFXR	SSOP	DFX	15	750	330.0	24.4	10.85	13.4	4.0	16.0	24.0	Q1

TAPE AND REEL BOX DIMENSIONS


*All dimensions are nominal

Device	Package Type	Package Drawing	Pins	SPQ	Length (mm)	Width (mm)	Height (mm)
AMC0381D06DFXR	SSOP	DFX	15	750	350.0	350.0	43.0
AMC0381D10DFXR	SSOP	DFX	15	750	350.0	350.0	43.0
AMC0381D16DFXR	SSOP	DFX	15	750	350.0	350.0	43.0

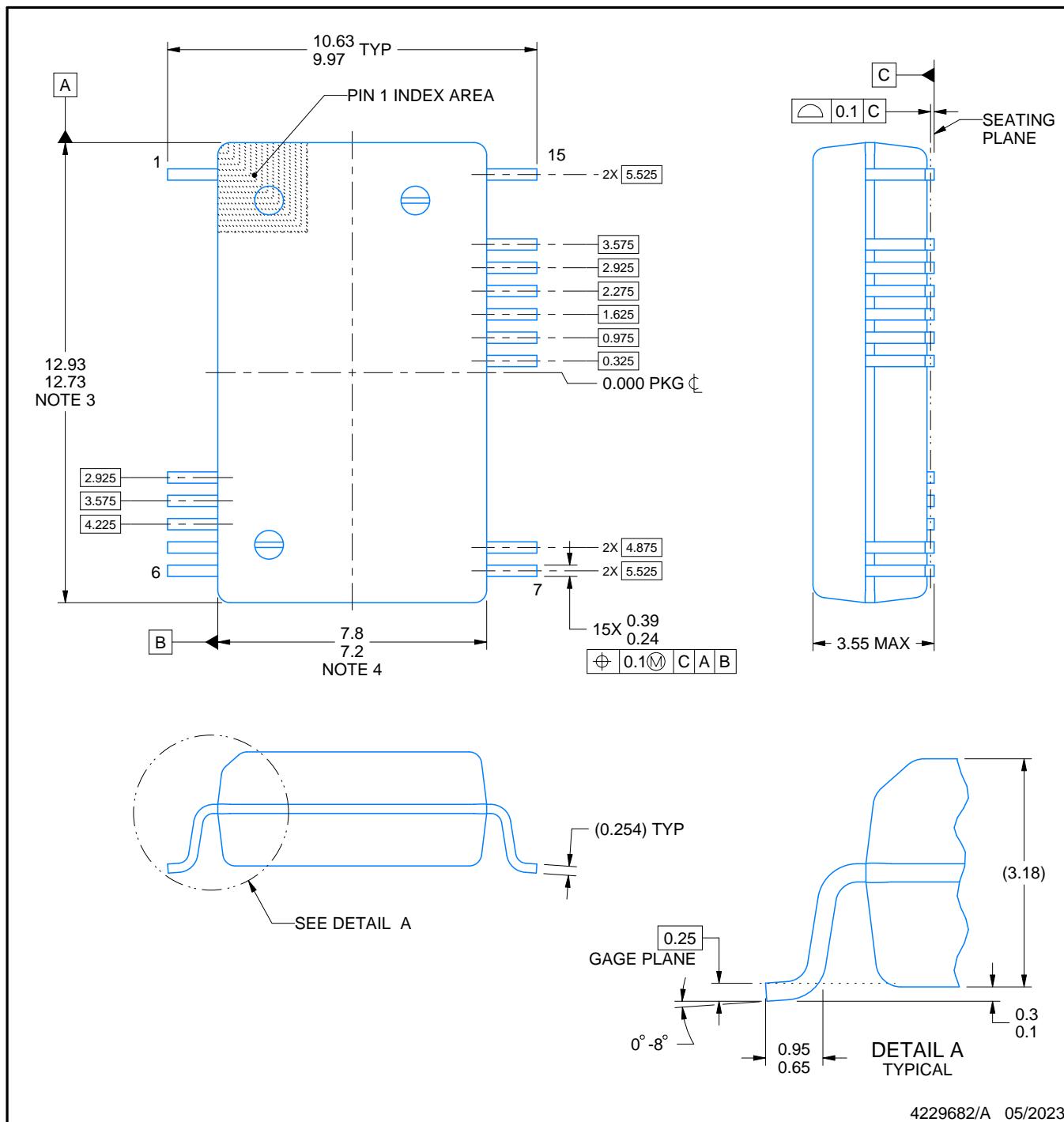
PACKAGE OUTLINE

DFX0015A



SSOP - 3.55 mm max height

SMALL OUTLINE PACKAGE



NOTES:

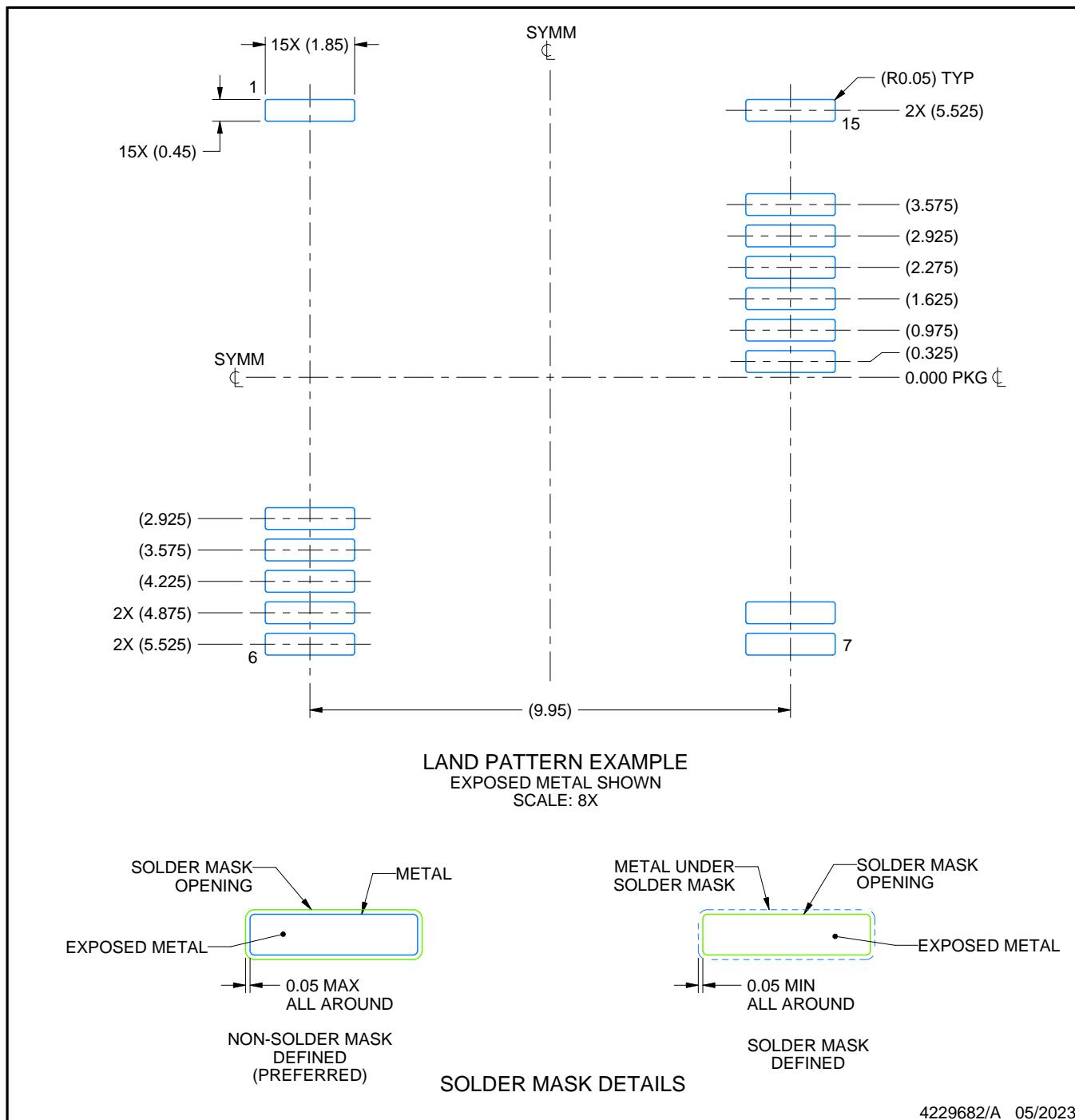
1. All linear dimensions are in millimeters. Any dimensions in parenthesis are for reference only. Dimensioning and tolerancing per ASME Y14.5M.
2. This drawing is subject to change without notice.
3. This dimension does not include mold flash, protrusions, or gate burrs. Mold flash, protrusions, or gate burrs shall not exceed 0.15 mm per side.
4. This dimension does not include interlead flash. Interlead flash shall not exceed 0.25 mm per side.

EXAMPLE BOARD LAYOUT

DFX0015A

SSOP - 3.55 mm max height

SMALL OUTLINE PACKAGE



NOTES: (continued)

5. Publication IPC-7351 may have alternate designs.

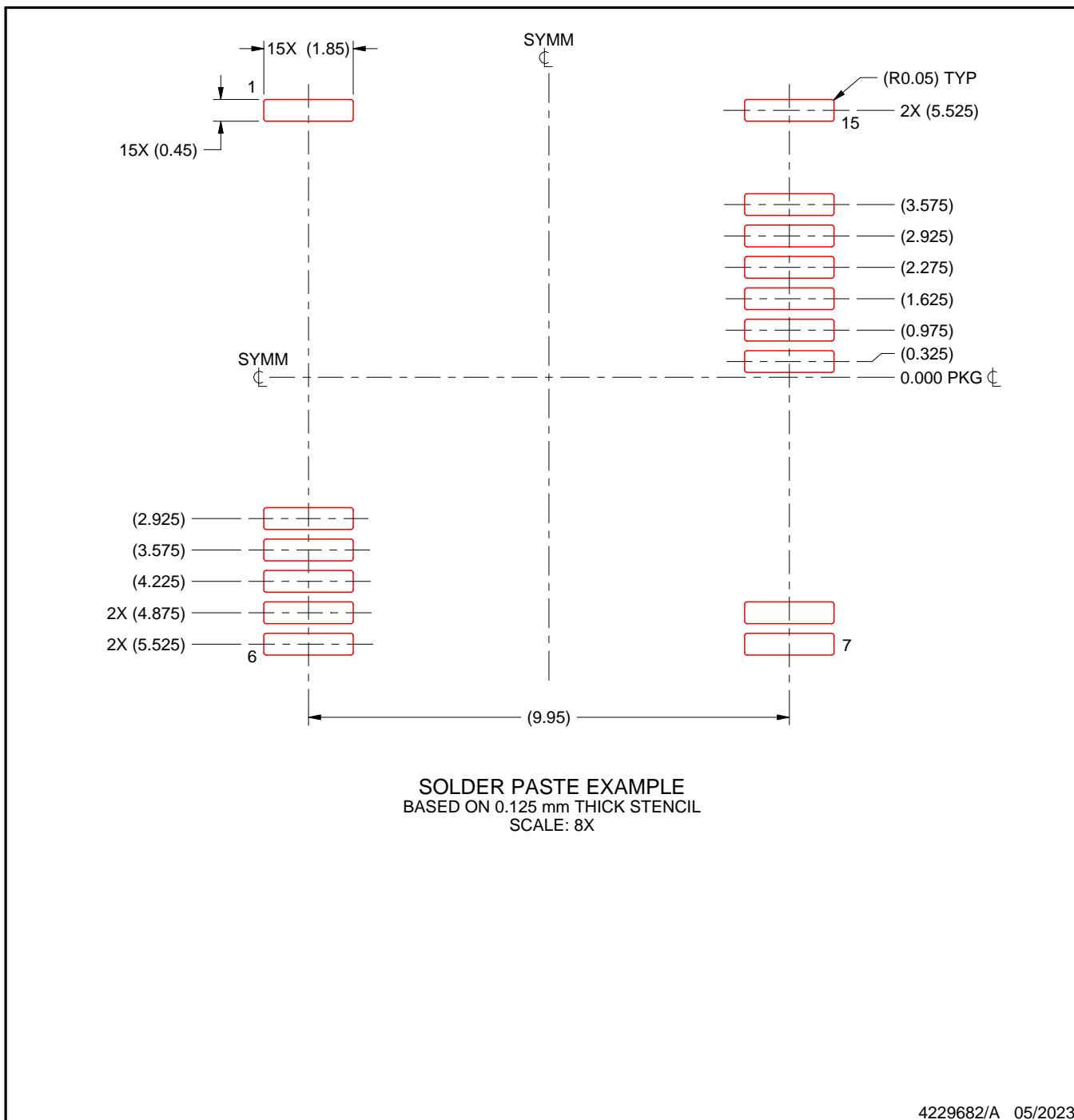
6. Solder mask tolerances between and around signal pads can vary based on board fabrication site.

EXAMPLE STENCIL DESIGN

DFX0015A

SSOP - 3.55 mm max height

SMALL OUTLINE PACKAGE



NOTES: (continued)

7. Laser cutting apertures with trapezoidal walls and rounded corners may offer better paste release. IPC-7525 may have alternate design recommendations.
8. Board assembly site may have different recommendations for stencil design.

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