

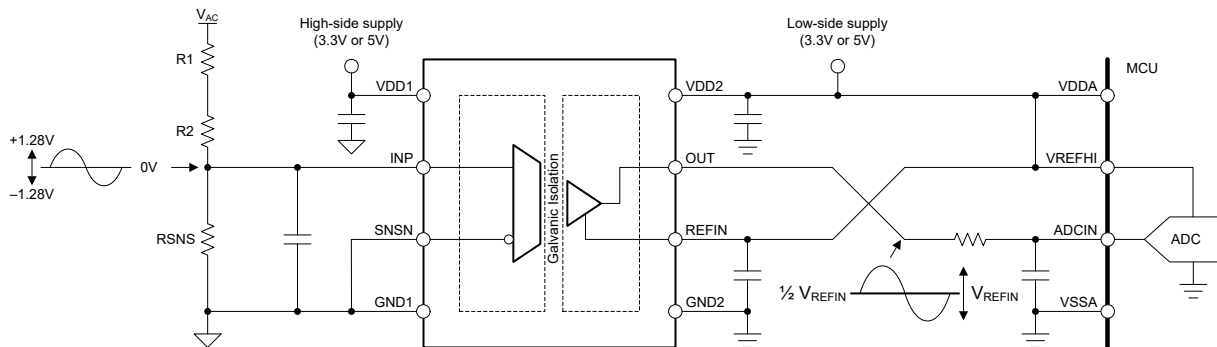
AMC0x30R 具有比例式单端输出和 $\pm 1V$ 输入、基础型隔离和增强型隔离精密放大器

1 特性

- 线性输入电压范围： $\pm 1V$
- 高输入阻抗： $2.4G\Omega$ (典型值)
- 电源电压范围：
 - 高侧 (VDD1)：3.0V 至 5.5V
 - 低侧 (VDD2)：3.0V 至 5.5V
- 单端输出，与 V_{REFIN} 成比例
 - 基准输入：2.7V 至 5.5V
- 低直流误差：
 - 失调电压误差： $\pm 1.5mV$ (最大值)
 - 温漂： $\pm 20\mu V/^\circ C$ (最大值)
 - 增益误差： $\pm 0.25\%$ (最大值)
 - 增益漂移： $\pm 40ppm/^\circ C$ (最大值)
 - 非线性度： $\pm 0.025\%$ (最大值)
- 高 CMTI：150V/ns (最小值)
- 低 EMI：符合 CISPR-11 和 CISPR-25 标准
- 隔离等级：
 - AMC0230R：基础型隔离
 - AMC0330R：增强型隔离
- 安全相关认证：
 - DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17)
 - UL1577
- 可在更大的工业级温度范围内正常工作： $-40^\circ C$ 至 $+125^\circ C$

2 应用

- 电机驱动器
- 光电逆变器
- 服务器电源单元 (PSU)
- 电动汽车充电站



典型应用

3 说明

AMC0x30R 是一款精密的电隔离放大器，具有 $\pm 1V$ 高阻抗输入和比例式单端输出。高阻抗输入针对与高阻抗电阻分压器或具有高输出电阻的其他电压信号源的连接进行了优化。

隔离栅将在不同共模电压电平下运行的系统器件隔开。该隔离栅抗电磁干扰性能极强。该隔离栅经过认证，可提供高达 $5kV_{RMS}$ 的增强型隔离 (DWV 封装) 和高达 $3kV_{RMS}$ 的基础型隔离 (D 封装) (60s)。

AMC0x30R 输出与输入电压成正比的单端信号。满量程输出由施加到 REF 引脚的电压来设置。AMC0x30R 的输出设计为直接连接到 ADC 的输入端。将 REF 连接到与 ADC 相同的基准电压，以便匹配 ADC 的动态输入电压范围。

AMC0x30R 器件采用 8 引脚、宽体和窄体 SOIC 封装，额定温度范围为 $-40^\circ C$ 至 $+125^\circ C$ 。

封装信息

器件型号	封装 ⁽¹⁾	封装尺寸 ⁽²⁾
AMC0230R ⁽³⁾	D (SOIC, 8)	4.9mm × 6mm
AMC0330R	DWV (SOIC, 8)	5.85mm × 11.5mm

- 如需更多信息，请参阅机械、封装和可订购信息附录。
- 封装尺寸 (长 × 宽) 为标称值，并包括引脚 (如适用)。
- 产品预览信息 (非量产数据)。



内容

1 特性	1	6.17 典型特性.....	13
2 应用	1	7 详细说明	15
3 说明	1	7.1 概述.....	15
4 器件比较表	3	7.2 功能方框图.....	15
5 引脚配置和功能	3	7.3 特性说明.....	15
6 规格	4	7.4 器件功能模式.....	19
6.1 绝对最大额定值.....	4	8 应用和实施	20
6.2 ESD 等级.....	4	8.1 应用信息.....	20
6.3 建议运行条件.....	4	8.2 典型应用.....	20
6.4 热性能信息 (D 封装)	5	8.3 最佳设计实践.....	23
6.5 热性能信息 (DWV 封装)	5	8.4 电源相关建议.....	24
6.6 额定功率.....	5	8.5 布局.....	24
6.7 绝缘规格 (基本隔离)	6	9 器件和文档支持	25
6.8 绝缘规格 (增强型隔离)	7	9.1 文档支持.....	25
6.9 安全相关认证 (基本隔离)	8	9.2 接收文档更新通知.....	25
6.10 安全相关认证 (增强型隔离)	8	9.3 支持资源.....	25
6.11 安全限值 (D 封装)	9	9.4 商标.....	25
6.12 安全限值 (DWV 封装)	9	9.5 静电放电警告.....	25
6.13 电气特性.....	10	9.6 术语表.....	25
6.14 开关特性.....	11	10 修订历史记录	25
6.15 时序图.....	11	11 机械、封装和可订购信息	25
6.16 绝缘特性曲线.....	12		

4 器件比较表

参数	AMC0230R ⁽¹⁾	AMC0330R
符合 VDE 0884-17 的隔离等级	基础型	增强型
封装	窄体 SOIC (D)	宽体 SOIC (DWV)

(1) 产品预览信息 (非量产数据)。

5 引脚配置和功能

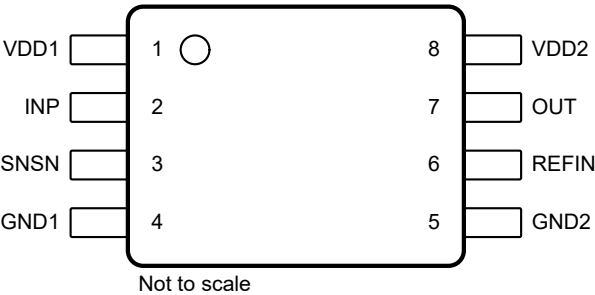


图 5-1. DWV 和 D 封装，8 引脚 SOIC (顶视图)

表 5-1. 引脚功能

引脚		类型	说明
编号	名称		
1	VDD1	高侧电源	高侧电源 ⁽¹⁾
2	INP	模拟输入	模拟输入
3	SNSN	模拟输入	放大器的 GND1 检测引脚和反相模拟输入。连接至 GND1。
4	GND1	高侧接地端	高侧模拟地
5	GND2	低侧接地端	低侧模拟地
6	REFIN	模拟输入	施加到该引脚的电压设置器件的满标量程输出。器件内部在 REFIN 和 GND2 之间连接了一个 90k Ω 的电阻。
7	OUT	模拟输出	模拟输出
8	VDD2	低侧电源	低侧电源 ⁽¹⁾

(1) 有关电源去耦方面的建议，请参阅 [电源相关建议](#) 部分。

6 规格

6.1 绝对最大额定值

在自然通风条件下的工作温度范围内测得（除非另有说明）⁽¹⁾

		最小值	最大值	单位
电源电压	高侧 VDD1 至 GND1	-0.3	6.5	V
	低侧 VDD2 至 GND2	-0.3	6.5	
模拟输入电压	INP、SNSN 至 GND1	GND1 - 3	VDD1 + 0.5	V
基准输入电压	REFIN 至 GND2	GND2 - 0.5	VDD2 + 0.5	V
模拟输出电压	OUT 至 GND2	GND2 - 0.5	VDD2 + 0.5	V
输入电流	连续，除电源引脚外的任何引脚	-10	10	mA
温度	结温, T_J		150	°C
	贮存温度, T_{stg}	-65	150	

- (1) 在绝对最大额定值范围外运行可能会对器件造成永久损坏。绝对最大额定值并不表示器件在这些条件下或在建议的工作条件以外的任何其他条件下能够正常运行。如果超出建议运行条件但在绝对最大额定值范围内使用，器件可能不会完全正常运行，这可能影响器件的可靠性、功能和性能并缩短器件寿命。

6.2 ESD 等级

			值	单位
$V_{(ESD)}$	静电放电	人体放电模型 (HBM), 符合 ANSI/ESDA/JEDEC JS-001 标准 ⁽¹⁾	±2000	V
		充电器件模型 (CDM), 符合 ANSI/ESDA/JEDEC JS-002 标准 ⁽²⁾	±1000	

- (1) JEDEC 文档 JEP155 指出：500V HBM 时能够在标准 ESD 控制流程下安全生产。

- (2) JEDEC 文档 JEP157 指出：250V CDM 时能够在标准 ESD 控制流程下安全生产。

6.3 建议运行条件

在工作环境温度范围内测得（除非另有说明）

			最小值	标称值	最大值	单位
电源						
VDD1	高侧电源	VDD1 至 GND1	3	5.0	5.5	V
VDD2	低侧电源	VDD2 至 GND2	3	3.3	5.5	V
模拟输入						
$V_{Clipping}$	削波输出前的标称输入电压	$V_{IN} = V_{INP} - V_{SNSN}$	-1.28		1.28	V
V_{FSR}	额定线性输入电压	$V_{IN} = V_{INP} - V_{SNSN}$	-1		1	V
V_{REFIN}	基准输入电压	REFIN 至 GND2	2.7		VDD2	V
模拟输出						
C_{LOAD}	容性负载	OUT 至 GND2			500	pF
R_{LOAD}	电阻负载	OUT 至 GND2		10	1	kΩ
温度范围						
T_A	额定环境温度		-40		125	°C

6.4 热性能信息 (D 封装)

热指标 ⁽¹⁾		D (SOIC)	单位
		8 引脚	
$R_{\theta JA}$	结至环境热阻	116.5	°C/W
$R_{\theta JC(top)}$	结至外壳 (顶部) 热阻	52.8	°C/W
$R_{\theta JB}$	结至电路板热阻	58.9	°C/W
Ψ_{JT}	结至顶部特征参数	19.4	°C/W
Ψ_{JB}	结至电路板特征参数	58.0	°C/W
$R_{\theta JC(bot)}$	结至外壳 (底部) 热阻	不适用	°C/W

(1) 有关新旧热指标的更多信息，请参阅[半导体和 IC 封装热指标](#)应用手册。

6.5 热性能信息 (DWV 封装)

热指标 ⁽¹⁾		DWV (SOIC)	单位
		8 引脚	
$R_{\theta JA}$	结至环境热阻	102.8	°C/W
$R_{\theta JC(top)}$	结至外壳 (顶部) 热阻	45.1	°C/W
$R_{\theta JB}$	结至电路板热阻	63.0	°C/W
Ψ_{JT}	结至顶部特征参数	14.3	°C/W
Ψ_{JB}	结至电路板特征参数	61.1	°C/W
$R_{\theta JC(bot)}$	结至外壳 (底部) 热阻	不适用	°C/W

(1) 有关新旧热指标的更多信息，请参阅[半导体和 IC 封装热指标](#)应用手册。

6.6 额定功率

参数		测试条件	值	单位
P_D	最大功耗 (两侧)	VDD1 = VDD2 = 5.5V	72	mW
P_{D1}	最大功耗 (高侧)	VDD1 = 5.5V	31	mW
P_{D2}	最大功耗 (低侧)	VDD2 = 5.5V	41	mW

6.7 绝缘规格 (基本隔离)

在工作环境温度范围内测得 (除非另有说明)

参数		测试条件	值	单位
通用				
CLR	外部间隙 ⁽¹⁾	引脚间的最短空间距离	≥ 4	mm
CPG	外部爬电距离 ⁽¹⁾	引脚间的最短封装表面距离	≥ 4	mm
DTI	绝缘穿透距离	绝缘层的最小内部缝隙 (内部间隙)	≥ 15.4	μm
CTI	相对漏电起痕指数	DIN EN 60112 (VDE 0303-11) ; IEC 60112	≥ 600	V
	材料组	符合 IEC 60664-1	I	
	过压类别 (符合 IEC 60664-1)	额定市电电压 ≤ 300V _{RMS}	I-IV	
		额定市电电压 ≤ 600V _{RMS}	I-III	
DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17) ⁽²⁾				
V _{IORM}	最大重复峰值隔离电压	在交流电压下	1130	V _{PK}
V _{IOWM}	最大额定隔离 工作电压	在交流电压下 (正弦波)	800	V _{RMS}
		在直流电压下	1130	V _{DC}
V _{IOTM}	最大瞬态 隔离电压	V _{TEST} = V _{IOTM} , t = 60s (鉴定测试) , V _{TEST} = 1.2 × V _{IOTM} , t = 1s (100% 生产测试)	4250	V _{PK}
V _{IMP}	最大脉冲电压 ⁽³⁾	在空气中测试, 符合 IEC 62368-1 标准的 1.2/50μs 波形	5000	V _{PK}
V _{IOSM}	最大浪涌 隔离电压 ⁽⁴⁾	在油中进行测试 (鉴定测试) , 符合 IEC 62368-1 的 1.2/50μs 波形	10000	V _{PK}
q _{pd}	视在电荷 ⁽⁵⁾	方法 a , 输入/输出安全测试子组 2 和 3 后 , V _{pd(ini)} = V _{IOTM} , t _{ini} = 60s , V _{pd(m)} = 1.2 × V _{IORM} , t _m = 10s	≤ 5	pC
		方法 a , 环境测试子组 1 后 , V _{pd(ini)} = V _{IOTM} , t _{ini} = 60s , V _{pd(m)} = 1.3 × V _{IORM} , t _m = 10s	≤ 5	
		方法 b1 , 预处理 (类型测试) 和常规测试 , V _{pd(ini)} = V _{IOTM} , t _{ini} = 1s , V _{pd(m)} = 1.5 × V _{IORM} , t _m = 1s	≤ 5	
		方法 b2 , 常规测试 (100% 生产) ⁽⁷⁾ , V _{pd(ini)} = V _{IOTM} = V _{pd(m)} , t _{ini} = t _m = 1s	≤ 5	
C _{IO}	势垒电容 , 输入至输出 ⁽⁶⁾	V _{IO} = 0.5V _{PP} (1MHz)	≈1.5	pF
R _{IO}	绝缘电阻 , 输入至输出 ⁽⁶⁾	V _{IO} = 500V (T _A = 25°C)	> 10 ¹²	Ω
		V _{IO} = 500V (100°C ≤ T _A ≤ 125°C)	> 10 ¹¹	
		V _{IO} = 500V , T _S = 150°C	> 10 ⁹	
	污染等级		2	
	气候类别		55/125/21	
UL1577				
V _{ISO}	可承受的隔离电压	V _{TEST} = V _{ISO} , t = 60s (鉴定测试) ; V _{TEST} = 1.2 × V _{ISO} , t = 1s (100% 生产测试)	3000	V _{RMS}

- (1) 根据应用特定的设备隔离标准应用爬电距离和电气间隙要求。保持电路板设计的爬电距离和间隙, 从而确保印刷电路板 (PCB) 上隔离器的安装焊盘不会导致此距离缩短。在某些情况下, PCB 上的爬电距离和电气间隙相等。在 PCB 上插入坡口、肋或两者等技术可帮助提高这些规格。
- (2) 此耦合器仅适用于安全额定值范围内的安全电气绝缘。应借助合适的保护电路来确保符合安全等级。
- (3) 在空气中进行测试, 以确定封装的浪涌抗扰度。
- (4) 在油中进行测试, 以确定隔离栅的固有浪涌抗扰度。
- (5) 视在电荷是局部放电 (pd) 引起的电气放电。
- (6) 将隔离栅每一侧的所有引脚都连在一起, 构成一个双引脚器件。
- (7) 生产中使用方法 b1 或 b2。

6.8 绝缘规格 (增强型隔离)

在工作环境温度范围内测得 (除非另有说明)

参数		测试条件	值	单位
通用				
CLR	外部间隙 ⁽¹⁾	引脚间的最短空间距离	≥ 8.5	mm
CPG	外部爬电距离 ⁽¹⁾	引脚间的最短封装表面距离	≥ 8.5	mm
DTI	绝缘穿透距离	双重绝缘层的最小内部缝隙 (内部间隙)	≥ 15.4	μm
CTI	相对漏电起痕指数	DIN EN 60112 (VDE 0303-11) ; IEC 60112	≥ 600	V
	材料组	符合 IEC 60664-1	I	
	过压类别 (符合 IEC 60664-1)	额定市电电压 ≤ 300V _{RMS}	I-IV	
		额定市电电压 ≤ 6000V _{RMS}	I-III	
DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17) ⁽²⁾				
V _{IORM}	最大重复峰值隔离电压	在交流电压下	2120	V _{PK}
V _{IOWM}	最大额定隔离 工作电压	在交流电压下 (正弦波)	1500	V _{RMS}
		在直流电压下	2120	V _{DC}
V _{IOTM}	最大瞬态 隔离电压	V _{TEST} = V _{IOTM} , t = 60s (鉴定测试) , V _{TEST} = 1.2 × V _{IOTM} , t = 1s (100% 生产测试)	7000	V _{PK}
V _{IMP}	最大脉冲电压 ⁽³⁾	在空气中测试, 符合 IEC 62368-1 标准的 1.2/50μs 波形	7700	V _{PK}
V _{IOSM}	最大浪涌 隔离电压 ⁽⁴⁾	在油中进行测试 (鉴定测试) , 符合 IEC 62368-1 的 1.2/50μs 波形	10000	V _{PK}
q _{pd}	视在电荷 ⁽⁵⁾	方法 a, 输入/输出安全测试子组 2 和 3 后, V _{pd(ini)} = V _{IOTM} , t _{ini} = 60s, V _{pd(m)} = 1.2 × V _{IORM} , t _m = 10s	≤ 5	pC
		方法 a, 环境测试子组 1 后, V _{pd(ini)} = V _{IOTM} , t _{ini} = 60s, V _{pd(m)} = 1.6 × V _{IORM} , t _m = 10s	≤ 5	
		方法 b1, 预处理 (类型测试) 和常规测试, V _{pd(ini)} = 1.2 × V _{IOTM} , t _{ini} = 1s, V _{pd(m)} = 1.875 × V _{IORM} , t _m = 1s	≤ 5	
		方法 b2, 常规测试 (100% 生产) ⁽⁷⁾ V _{pd(ini)} = V _{pd(m)} = 1.2 × V _{IOTM} , t _{ini} = t _m = 1s	≤ 5	
C _{IO}	势垒电容, 输入至输出 ⁽⁶⁾	V _{IO} = 0.5V _{PP} (1MHz)	≈1.5	pF
R _{IO}	绝缘电阻, 输入至输出 ⁽⁶⁾	V _{IO} = 500V (T _A = 25°C)	> 10 ¹²	Ω
		V _{IO} = 500V (100°C ≤ T _A ≤ 125°C)	> 10 ¹¹	
		V _{IO} = 500V, T _S = 150°C	> 10 ⁹	
	污染等级		2	
	气候类别		55/125/21	
UL1577				
V _{ISO}	可承受的隔离电压	V _{TEST} = V _{ISO} , t = 60s (鉴定测试) , V _{TEST} = 1.2 × V _{ISO} , t = 1s (100% 生产测试)	5000	V _{RMS}

- (1) 根据应用特定的设备隔离标准应用爬电距离和电气间隙要求。保持电路板设计的爬电距离和间隙, 从而确保印刷电路板 (PCB) 上隔离器的安装焊盘不会导致此距离缩短。在某些情况下, PCB 上的爬电距离和电气间隙相等。在 PCB 上插入坡口、肋或两者等技术可帮助提高这些规格。
- (2) 此耦合器仅适用于安全额定值范围内的安全电气绝缘。应借助合适的保护电路来确保符合安全等级。
- (3) 在空气中进行测试, 以确定封装的浪涌抗扰度。
- (4) 在油中进行测试, 以确定隔离栅的固有浪涌抗扰度。
- (5) 视在电荷是局部放电 (pd) 引起的电气放电。
- (6) 将隔离栅每一侧的所有引脚都连在一起, 构成一个双引脚器件。
- (7) 生产中使用方法 b1 或 b2。

6.9 安全相关认证 (基本隔离)

VDE	UL
DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17)、 EN IEC 60747-17、 DIN EN 61010-1 (VDE 0411-1) 条款：6.4.3；6.7.1.3；6.7.2.1； 6.7.2.2；6.7.3.4.2；6.8.3.1	根据 1577 元件认证和 CSA 元件验收第 5 号计划进行了认证
基础型绝缘	单一绝缘保护
证书编号：待定	文件编号：待定

6.10 安全相关认证 (增强型隔离)

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 条款：5.4.3；5.4.4.4；5.4.9	根据 1577 元件认证和 CSA 元件验收第 5 号计划进行了认证
增强型绝缘	单一绝缘保护
证书编号：待定	文件编号：待定

6.11 安全限值 (D 封装)

安全限制⁽¹⁾旨在更大限度地减小在发生输入或输出电路故障时对隔离栅的潜在损害。I/O 发生故障时会导致低电阻接地或连接到电源，如果没有限流电路，则会因为功耗过大而导致芯片过热并损坏隔离栅，甚至可能导致辅助系统出现故障。

参数		测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
I _S	安全输入、输出或电源电流	R _{θJA} = 116.5°C/W, VDDx = 5.5V, T _J = 150°C, T _A = 25°C			195	mA
P _S	安全输入、输出或总功率	R _{θJA} = 116.5°C/W, T _J = 150°C, T _A = 25°C			1070	mW
T _S	最高安全温度				150	°C

- (1) 最高安全温度 T_S 与器件指定的最大结温 T_J 的值相同。I_S 和 P_S 参数分别表示安全电流和安全功率。请勿超过 I_S 和 P_S 的最大限值。这些限值随着环境温度 T_A 的变化而变化。
- “热性能信息”表中的结至空气热阻 R_{θJA} 是安装在含引线的表面贴装封装的高 K 测试板上的器件的热阻。可使用以下公式来计算各个参数的值：
- $T_J = T_A + R_{\theta JA} \times P$ ，其中，P 为器件上消耗的功率。
- $T_{J(max)} = T_S = T_A + R_{\theta JA} \times P_S$ ，其中，T_{J(max)} 为最大结温。
- $P_S = I_S \times VDD_{max}$ ，其中 VDD_{max} 为最大低侧电压。

6.12 安全限值 (DWV 封装)

安全限制⁽¹⁾旨在更大限度地减小在发生输入或输出电路故障时对隔离栅的潜在损害。I/O 发生故障时会导致低电阻接地或连接到电源，如果没有限流电路，则会因为功耗过大而导致芯片过热并损坏隔离栅，甚至可能导致辅助系统出现故障。

参数		测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
I _S	安全输入、输出或电源电流	R _{θJA} = 102.8°C/W, VDDx = 5.5V, T _J = 150°C, T _A = 25°C			220	mA
P _S	安全输入、输出或总功率	R _{θJA} = 102.8°C/W, T _J = 150°C, T _A = 25°C			1210	mW
T _S	最高安全温度				150	°C

- (1) 最高安全温度 T_S 与器件指定的最大结温 T_J 的值相同。I_S 和 P_S 参数分别表示安全电流和安全功率。请勿超过 I_S 和 P_S 的最大限值。这些限值随着环境温度 T_A 的变化而变化。
- “热性能信息”表中的结至空气热阻 R_{θJA} 是安装在含引线的表面贴装封装的高 K 测试板上的器件的热阻。可使用以下公式来计算各个参数的值：
- $T_J = T_A + R_{\theta JA} \times P$ ，其中，P 为器件上消耗的功率。
- $T_{J(max)} = T_S = T_A + R_{\theta JA} \times P_S$ ，其中，T_{J(max)} 为最大结温。
- $P_S = I_S \times VDD_{max}$ ，其中 VDD_{max} 为最大低侧电压。

6.13 电气特性

最小值和最大值规格条件为 $T_A = -40^{\circ}\text{C}$ 至 $+125^{\circ}\text{C}$ 、 $V_{DD1} = 3.0\text{V}$ 至 5.5V 、 $V_{DD2} = 3.0\text{V}$ 至 5.5V 、 $V_{REFIN} = 3.3\text{V}$ 、 $SNSN = \text{GND1}$ 、 $V_{INP} = -1\text{V}$ 至 1V (除非另有说明) ；典型规格条件为 $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ 、 $V_{DD1} = 5\text{V}$ 和 $V_{DD2} = 3.3\text{V}$

参数		测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
模拟输入						
C _{IN}	输入电容		2			pF
R _{INP}	输入阻抗	INP 引脚, T _A = 25°C	0.05	2.4		GΩ
I _{IB}	输入偏置电流	INP = GND1, T _A = 25°C	-10	±3	10	nA
CMTI	共模瞬态抗扰度		150			V/ns
模拟输出						
	标称增益		$V_{\text{REFIN}} / 2 / V_{\text{Clipping}} $			V/V
R _{OUT}	输出电阻	OUTP 或 OUTN	<0.2			Ω
	输出短路电流	拉出或灌入, INP = GND1, 输出短接至 GND 或 VDD2	11			mA
直流精度						
V _{OS}	输入失调电压 ^{(1) (2)}	INP = GND1, VDD2 = 3.3V, V _{REFIN} = 3.3V, T _A = 25°C	-1.5	±0.1	1.5	mV
TCV _{OS}	输入失调电压热漂移 ^{(1) (2) (4)}		-20	±2	20	μV/°C
E _G	增益误差 ⁽¹⁾	T _A = 25°C	-0.25%	±0.04%	0.25%	
TCE _G	增益误差漂移 ^{(1) (5)}		-40	±5	40	ppm/°C
	非线性度 ⁽¹⁾		-0.025%	±0.01%	0.025%	
	输出噪声	INP = GND1, BW = 50kHz	160			μVrms
PSRR	电源抑制比 ⁽²⁾	VDD1 直流 PSRR, INP = GND1, VDD1 为 3V 至 5.5V	-77			dB
		VDD1 交流 PSRR, INP = GND1, VDD1 具有 10kHz/100mV 纹波	-60			
		VDD2 直流 PSRR, INP = GND1, VDD2 为 3V 至 5.5V	-100			
		VDD2 交流 PSRR, INP = GND1, VDD2 具有 10kHz/100mV 纹波	-74			
交流精度						
BW	输出带宽		120	145		kHz
THD	总谐波失真 ⁽³⁾	V _{INP} = 2V _{PP} , V _{INP} > 0V, f _{INP} = 10kHz, BW = 100kHz		-80	-75	dB
SNR	信噪比	V _{INP} = 2.25V _{PP} , f _{INP} = 1kHz, BW = 10kHz	78	82		dB
		V _{INP} = 2.25V _{PP} , f _{INP} = 10kHz, BW = 50kHz		75		
电源						
I _{DD1}	高侧电源电流			4.3	5.6	mA
I _{DD2}	低侧电源电流			4.8	7.4	mA
VDD1 _{UV}	高侧欠压检测阈值	VDD1 上升	2.4	2.6	2.8	V
		VDD1 下降	1.9	2.05	2.2	
VDD2 _{UV}	低侧欠压检测阈值	VDD2 上升	2.3	2.5	2.7	V
		VDD2 下降	1.9	2.05	2.2	

(1) 典型值包括标称运行条件下的一个标准偏差 (σ)。

(2) 此参数以输入为基准。

- (3) THD 是前五个高次谐波幅度的均方根和与基波幅度之比。
- (4) 使用框方法计算失调电压误差温漂, 如以下公式所示:

$$TCV_{OS} = (Value_{MAX} - Value_{MIN}) / TempRange$$
- (5) 使用框方法计算增益误差温漂, 如以下公式所示:

$$TCE_G (ppm) = (Value_{MAX} - Value_{MIN}) / (Value_{(T=25^{\circ}C)} \times TempRange) \times 10^6$$

6.14 开关特性

在工作环境温度范围内测得 (除非另有说明)

参数	测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
t_r	输出信号上升时间	10% 至 90%, 未滤波输出	2.6		μs
t_f	输出信号下降时间	10% 至 90%, 未滤波输出	2.6		μs
	从 V_{INP} 至 V_{OUT} 的信号延迟 (50% - 10%)	非滤波输出	1.6		μs
	从 V_{INP} 至 V_{OUT} 的信号延迟 (50% - 50%)	非滤波输出	2.9	3.2	μs
	从 V_{INP} 至 V_{OUT} 的信号延迟 (50% - 90%)	非滤波输出	4.3		μs
t_{AS}	模拟稳定时间	VDD1 阶跃至 3.0V, VDD2 $\geq$ 3.0V, 到 V_{OUT} 有效, 0.1% 趋稳	20	100	μs

6.15 时序图

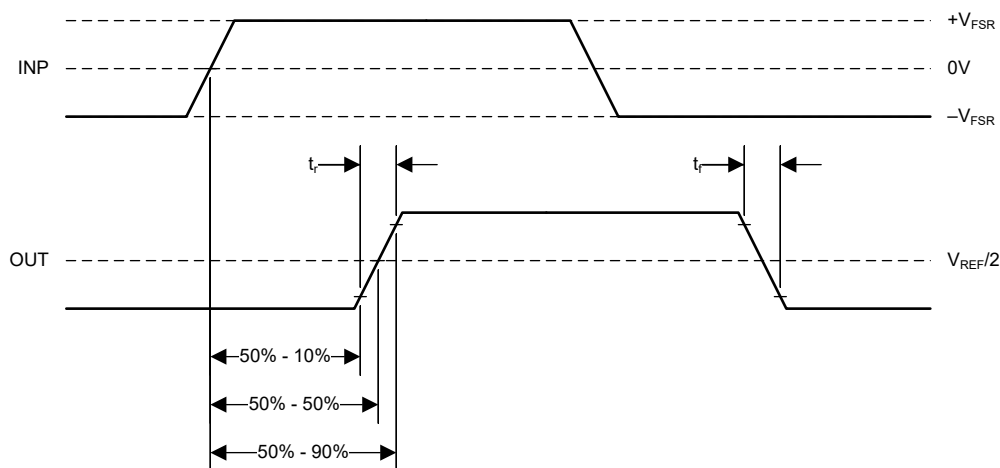


图 6-1. 上升、下降和延迟时间定义

6.16 绝缘特性曲线

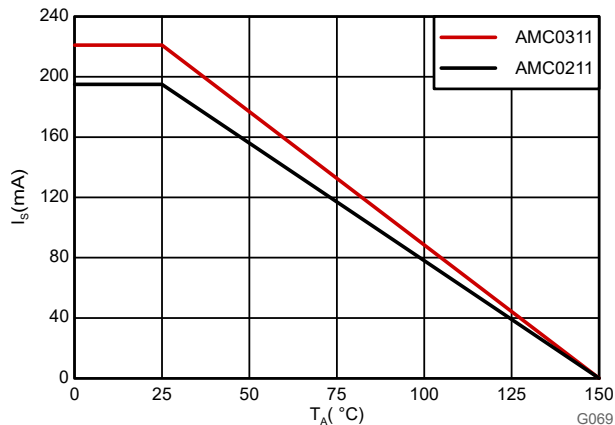


图 6-2. 安全限制电流的热降额曲线 (符合 VDE)

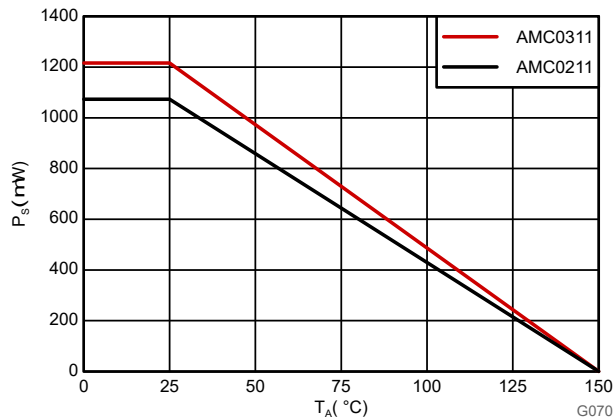
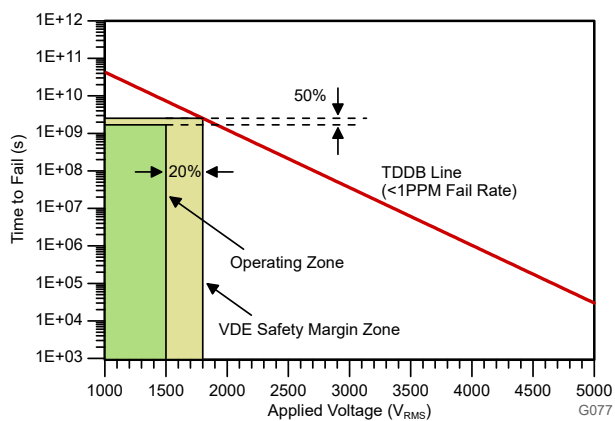
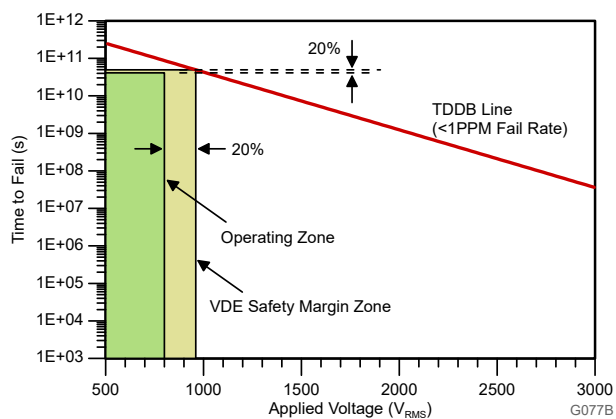


图 6-3. 安全限制功率的热降额曲线 (符合 VDE)



T_A 最高 150°C, 应力电压频率 = 60Hz, 隔离工作电压 =
1500V_{RMS},
预计工作寿命 ≥ 50 年

图 6-4. 隔离电容器寿命预测
(增强型隔离)

T_A 最高 150°C, 应力电压频率 = 60Hz, 隔离工作电压 =
800V_{RMS},
预计工作寿命 ≥ 100 年

图 6-5. 隔离电容器寿命预测
(基础型隔离)

6.17 典型特性

条件为：VDD1 = 5V、VDD2 = 3.3V、SNSN = GND1、 $f_{IN} = 10\text{ kHz}$ 且 $BW = 100\text{ kHz}$ (除非另有说明)

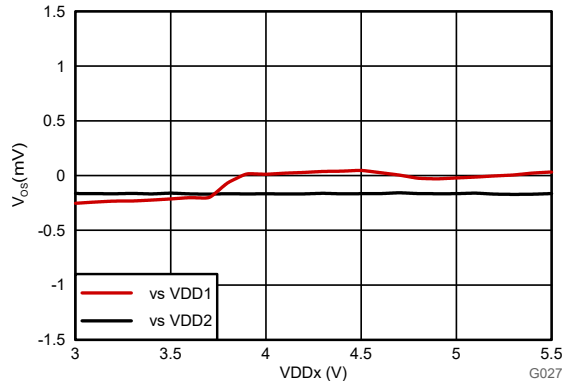


图 6-6. 输入失调电压与电源电压间的关系

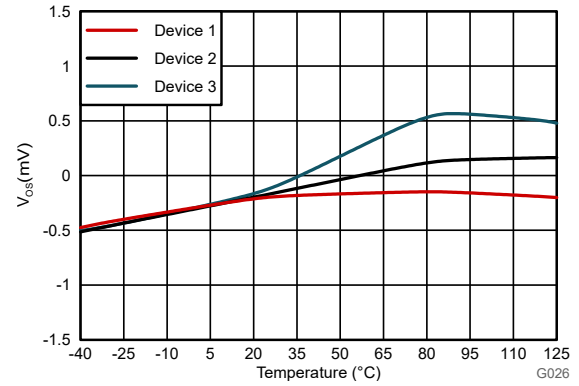


图 6-7. 输入失调电压与温度间的关系

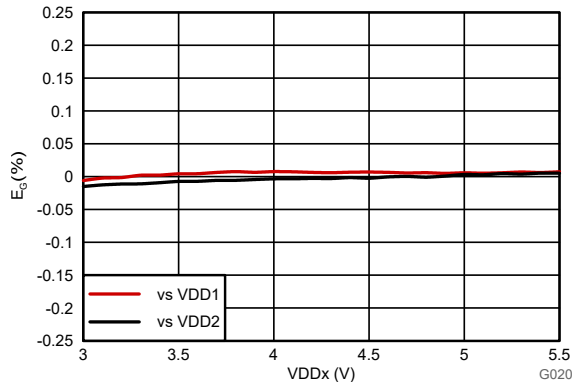


图 6-8. 增益误差与电源电压间的关系

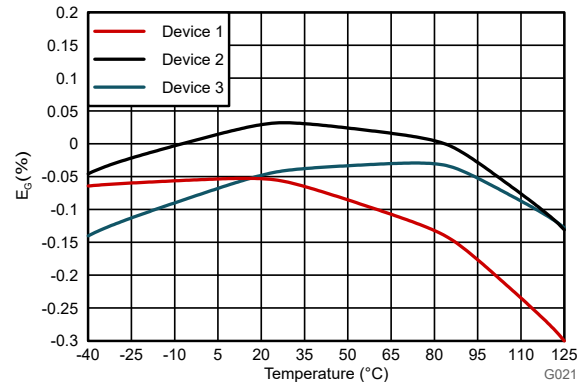


图 6-9. 增益误差与温度间的关系

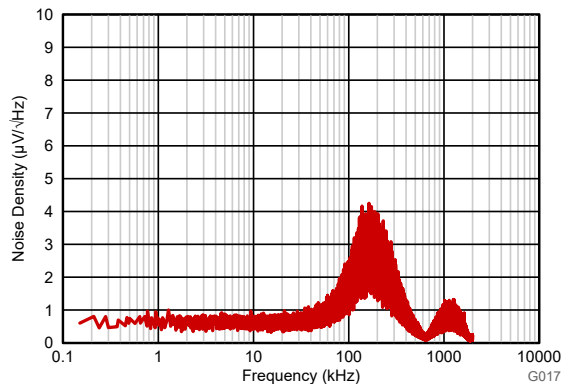


图 6-10. 输入基准电压噪声密度与频率间的关系

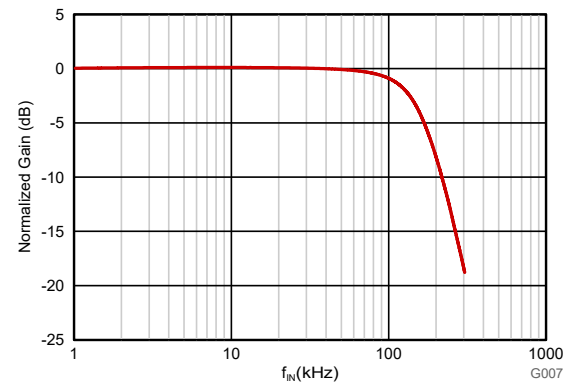


图 6-11. 归一化增益与输入频率间的关系

6.17 典型特性 (续)

条件为：VDD1 = 5V、VDD2 = 3.3V、SNSN = GND1、 $f_{IN} = 10\text{ kHz}$ 且 $BW = 100\text{ kHz}$ (除非另有说明)

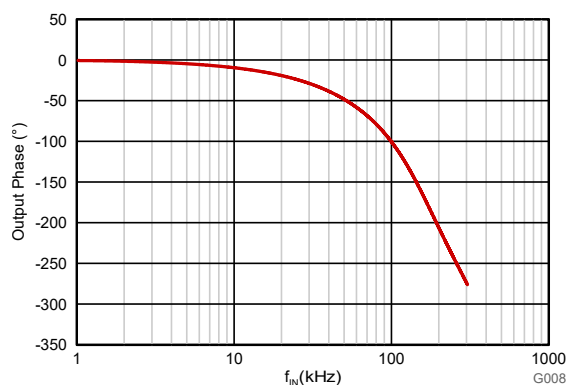


图 6-12. 输出相位与输入频率间的关系

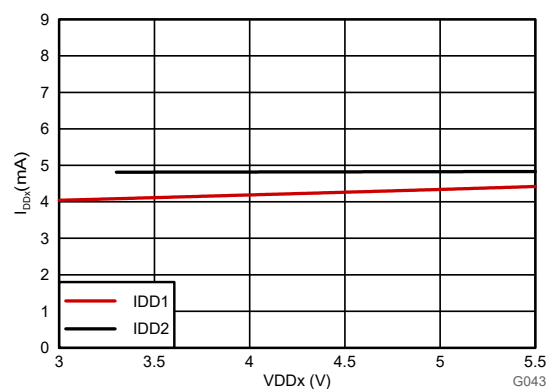


图 6-13. 电源电流与电源电压间的关系

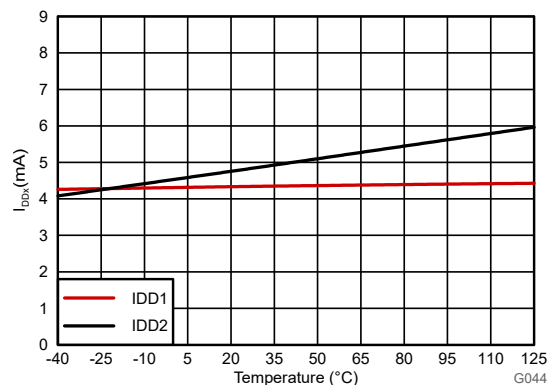


图 6-14. 电源电流与温度间的关系

7 详细说明

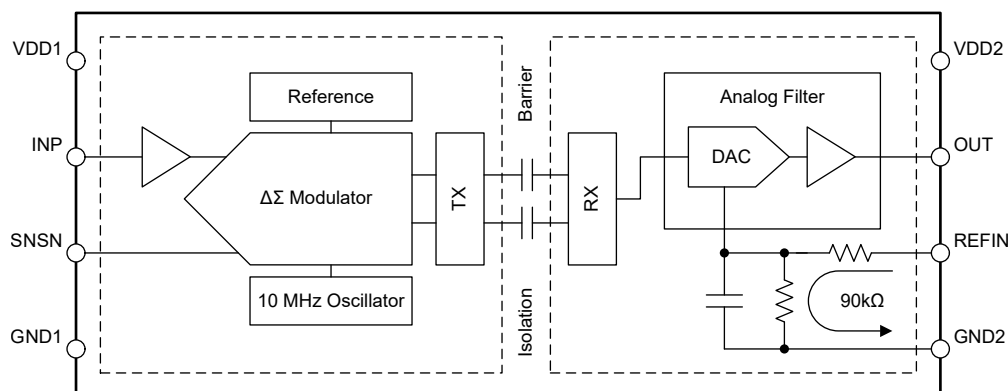
7.1 概述

AMC0x30R 是一款精密的电隔离放大器，具有 $\pm 1\text{V}$ 高阻抗输入和比例式单端输出。该器件的输入级驱动一个二阶 $\Delta-\Sigma$ 调制器。调制器将模拟输入信号转换为数字比特流，该比特流通过用于隔离高侧和低侧的隔离栅进行传输。

在低侧，由模拟滤波器处理接收到的位流，该滤波器在 OUT 引脚输出一个以 GND2 为基准的单端信号。这个单端输出信号与输入信号成正比。隔离式放大器的满标量程输出电压等于施加到 REFIN 引脚的电压。

基于 SiO_2 的电容隔离栅支持高水平的磁场抗扰度，如 [ISO72x 数字隔离器磁场抗扰度 应用手册](#) 中所述。AMC0x30R 中使用的数字调制跨过隔离栅传输数据。这种调制方案加上隔离栅的特性，可确保实现高可靠性，并具有高共模瞬态抗扰度。

7.2 功能方框图



7.3 特性说明

7.3.1 模拟输入

INP 引脚的高阻抗输入缓冲器为二阶开关电容器前馈 $\Delta-\Sigma$ 调制器供电。调制器将模拟信号转换为通过隔离栅传输的比特流，如 [隔离通道信号传输](#) 部分所述。

模拟输入信号受到以下两种限制。首先，如果输入电压超出 [绝对最大额定值](#) 表中指定的输入电压范围，则输入电流必须限制为 10mA 。该限制是器件输入静电放电 (ESD) 二极管导通所致。其次，只有当输入电压保持在线性满标量程范围 (V_{FSR}) 内时，才能指定线性度和噪声性能。 V_{FSR} 在 [建议运行条件](#) 表中提供。

7.3.2 隔离通道信号传输

如图 7-1 中所示，AMC0x30R 使用开关键控 (OOK) 调制方案跨过基于 SiO_2 的隔离栅传输调制器输出位流。发送驱动器 (TX) 如 [功能方框图](#) 中所示。TX 跨过隔离栅发送一个内部生成的高频载波来表示数字一。而 TX 不发送信号则表示数字零。AMC0x30R 内使用的载波标称频率为 480MHz。

隔离栅另一侧的接收器 (RX) 恢复和解调信号，并将输入提供给模拟滤波器。AMC0x30R 传输通道经过优化，可实现超高共模瞬态抗扰度 (CMTI) 和超低辐射发射。高频载波和 RX/TX 缓冲器开关会导致这些发射。

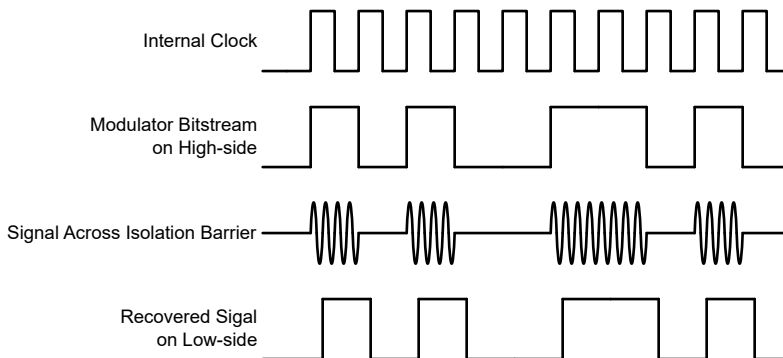


图 7-1. 基于 OOK 的调制方案

7.3.3 模拟输出

AMC0x30R 提供与输入电压成正比的单端模拟输出电压。输出以 GND2 为基准，与器件的输入进行电隔离。输出设计为直接连接到 ADC 的输入端。

满量程输出电压由 REFIN 引脚设置。对于指定线性输入范围内的任何输入电压，器件输出的电压等于：

$$V_{OUT} = V_{IN} / V_{Clipping} \times V_{REFIN} / 2 + V_{REFIN} / 2 = (V_{INP} - V_{SNSN}) / V_{Clipping} \times V_{REFIN} / 2 + V_{REFIN} / 2 \quad (1)$$

将 REFIN 连接到与下游 ADC 相同的基准电压，以便匹配 ADC 的动态输入电压范围。在使用共享基准电压的情况下，当将负削波电压施加到 AMC0x30R 的输入端时，ADC 会输出负满标量程代码。当向 AMC0x30R 的输入端施加 0V 时，ADC 会输出中间量程代码。将正削波电压施加到 AMC0x30R 的输入端时，ADC 会输出正满标量程代码。

该器件在指定的线性满标量程范围内为线性。超出线性满标量程范围时，输出继续跟随输入，但线性性能会下降。当输入电压达到削波电压时，输出削波。图 7-2 展示了输入到输出传输特性。

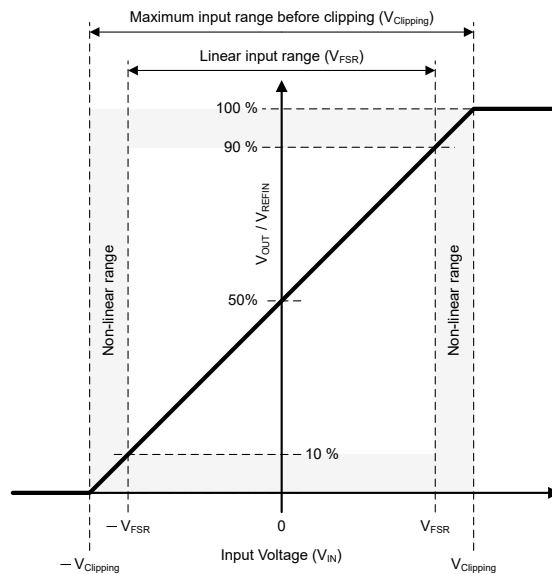


图 7-2. AMC0x30R 的输入到输出传送曲线

7.3.4 基准输入

施加到 REF_{IN} 引脚的电压决定了 OUT 引脚的输出电压范围，如 [模拟输出](#) 部分所述。

输出缓冲器的线性范围在 $250\text{mV} < V_{\text{OUT}} < (V_{\text{DD2}} - 250\text{mV})$ 。超出此范围时，输出继续跟随输入，但线性性能会下降。最终输出电压会削波，因为输出缓冲器需要为 GND₂ 和 VDD₂ 提供最小余量。输出缓冲器支持的输入基准线性范围是 V_{REFIN} 的函数，计算公式如下：

$$V_{\text{IN, MIN}} = (2 \times V_{\text{OUT, MIN}} / V_{\text{REFIN}} - 1) \times V_{\text{Clipping, MIN}} \quad (2)$$

$$V_{\text{IN, MAX}} = (2 \times V_{\text{OUT, MAX}} / V_{\text{REFIN}} - 1) \times V_{\text{Clipping, MAX}} \quad (3)$$

在计算最坏情况下的数值时，设置 $V_{\text{OUT, MIN}} = 250\text{mV}$ 、 $V_{\text{OUT, MAX}} = V_{\text{DD2, MIN}} - 250\text{mV} = 2.75\text{V}$ 且 $V_{\text{REFIN}} \geq 2.7\text{V}$ 。假设在最坏的情况下，输出缓冲器支持 -1.04V 至 1.33V 的输入电压范围。该范围大于器件的指定线性输入电压范围。因此，基准电压不是限制因素。

7.4 器件功能模式

AMC0x30R 在以下其中一种状态下运行：

- 关断状态：低侧电源 (VDD2) 低于 $VDD2_{UV}$ 阈值。器件无响应。OUT 处于高阻态状态。OUT 在内部由 ESD 保护二极管钳位到 VDD2 和 GND2。
- 高侧电源缺失：器件的低侧 (VDD2) 已供电处于建议运行条件下。高侧电源 (VDD1) 低于 $VDD1_{UV}$ 阈值。OUT 引脚驱动至 $V_{REFIN}/2$ 。
- 模拟输入超范围（正满量程输入）：VDD1 和 VDD2 处于建议运行条件下，但模拟输入电压 V_{IN} 高于最大削波电压 $V_{Clipping, MAX}$ 。器件在 OUT 引脚上输出 V_{REFIN} 。
- 模拟输入欠范围（负满量程输入）：VDD1 和 VDD2 处于建议运行条件下，但模拟输入电压 V_{IN} 低于最小削波电压 $V_{Clipping, MIN}$ 。OUT 引脚驱动至 GND2。
- 正常运行：VDD1、VDD2 和 V_{IN} 处于建议运行条件内。器件输出与输入电压成正比的电压。

表 7-1 列出了运行模式。

表 7-1. 器件运行模式

运行条件	VDD1	VDD2	V_{IN}	器件 响应
关闭	无关	$VDD2 < VDD2_{UV}$	无关	OUT 处于高阻态状态。OUT 在内部由 ESD 保护二极管钳位到 VDD2 和 GND2。
高侧电源缺失	$VDD1 < VDD1_{UV}$	有效 ⁽¹⁾	无关	OUT 引脚驱动至 $V_{REFIN}/2$ 。
输入超范围	有效 ⁽¹⁾	有效 ⁽¹⁾	$V_{IN} > V_{Clipping, MAX}$	器件在 OUT 引脚上输出 V_{REFIN} 。
输入欠范围	有效 ⁽¹⁾	有效 ⁽¹⁾	$V_{IN} < V_{Clipping, MIN}$	OUT 引脚驱动至 GND2。
正常运行	有效 ⁽¹⁾	有效 ⁽¹⁾	有效 ⁽¹⁾	器件输出与输入电压成正比的电压。

(1) 有效表示在建议运行条件内运行。

8 应用和实施

备注

以下应用部分中的信息不属于 TI 元件规格，TI 不担保其准确性和完整性。TI 的客户负责确定元件是否适合其用途，以及验证和测试其设计实现以确认系统功能。

8.1 应用信息

交流线路供电电源分为两个或更多个彼此电隔离的电压域。例如，高压域包括交流电网、直流链路和用于功率因数校正 (PFC) 的功率级。低压域包括系统控制器和人机界面。出于安全原因，PFC 控制器测量交流线路电压值，同时保持与交流电源的电隔离。凭借高阻抗输入和电隔离输出，AMC0x30R 可实现此测量。

8.2 典型应用

展示了检测三相交流系统线路电压的简化电路原理图。所有三个电压均根据中性点进行测量。在这种配置中，允许三个 AMC0x30R 器件在输入侧共享公共隔离电源。

L1 相位的交流线路电压在高阻抗电阻分压器的底部电阻 (RSNS) 上分压至 $\pm 1V$ 电平。AMC0x30R (器件 1) 检测 RSNS 两端的电压。在隔离栅的另一侧，器件 1 输出与 L1 至中性点电压成比例的电压。器件 2 和器件 3 分别以相同的方式检测 L2 和 L3 线电压。隔离式直流/直流转换器电路从低压侧生成通用 VDD1 电源。一种低成本的设计基于推挽式驱动器 SN6501 和一种支持所需隔离电压额定值的变压器。

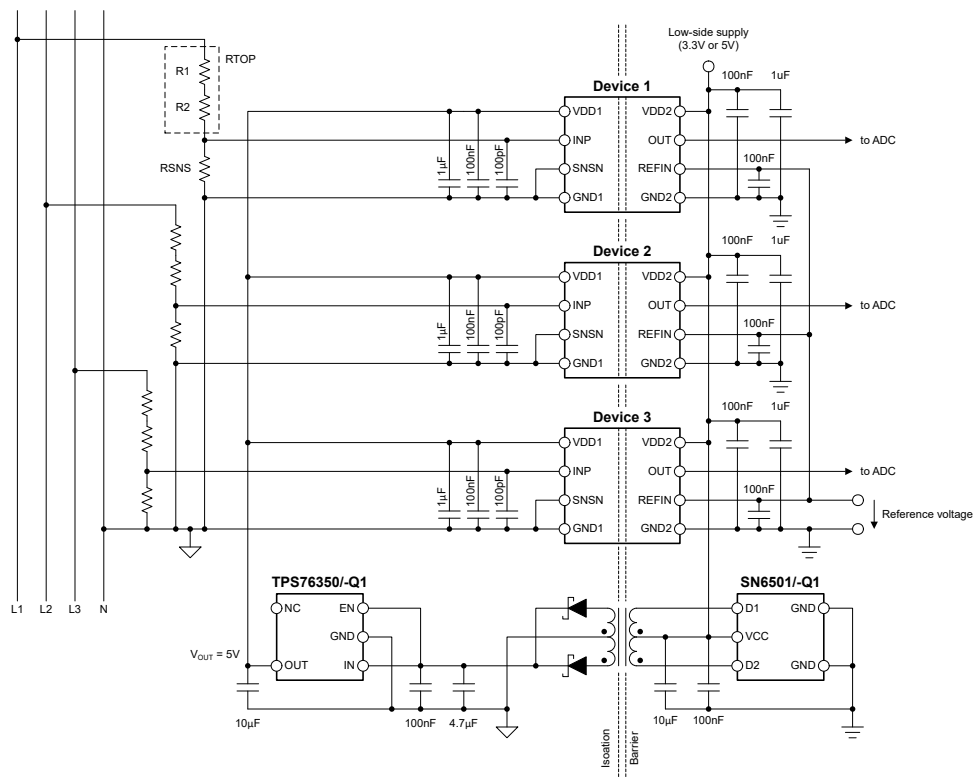


图 8-1. 在典型应用中使用 AMC0x30R

8.2.1 设计要求

表 8-1 列出了此典型应用的参数。

表 8-1. 设计要求

参数	值
系统输入电压 (相对中性点)	230V _{RMS} ±10% , 50Hz
高侧电源电压	5V
低侧电源电压	3.3V
电阻器最大工作电压	125V
检测电阻器 (RSNS) 两端的压降 (用于实现线性响应)	±1V (最大值)
流经电阻分压器的电流, I _{CROSS}	200 μA (最大值)

8.2.2 详细设计过程

峰值输入电压为 $230V \times \sqrt{2} \times 1.1 = 360V$ 。200 μA 最大交叉电流要求决定了电阻分压器的总阻抗为 1.8MΩ。电阻分压器的阻抗由顶部电阻器决定 (图 1-1 中的示例为 R1 和 R2)。单位电阻允许的最大压降规定为 125V。因此, 电阻分压器顶部的最小单位电阻数量为 $360V / 125V \cong 3$ 。计算出的单位值为 $1.8M\Omega / 3 = 600k\Omega$, E96 系列中下一个最接近的值为 604kΩ。

调整 RSNS 的大小, 使最大输入电压 (360V) 的压降等于 V_{FSR}。V_{FSR} 是线性满量程电压, 规格值为 ±1V。RSNS 的计算公式为: $RSNS = V_{FSR} / (V_{Peak} - V_{FSR}) \times R_{TOP}$ 。R_{TOP} 是顶部电阻器串的总值 ($3 \times 604k\Omega = 1.812M\Omega$)。计算得出的 RSNS 值为 5.05kΩ。E96 系列下一个最接近的值为 4.99kΩ。

表 8-2 总结了电阻分压器的设计。

表 8-2. 电阻器值示例

参数	值
单位电阻值, R _{TOP}	604kΩ
R _{TOP} 中的单位电阻数 =	3
检测电阻值, RSNS	4.99kΩ
总电阻值 (R _{TOP} + RSNS)	1.817MΩ
通过电阻分压器产生的电流, I _{CROSS}	198.1 μA
检测电阻 RSNS 两端产生的满标量程压降	989mV
R _{TOP} 单位电阻中耗散的峰值功率	23.7mW
电阻分压器中耗散的总峰值功率	71.3mW

8.2.2.1 输入滤波器设计

在器件之前放置一个 RC 滤波器可提高信号路径的信噪比性能。当频率接近 $\Delta\Sigma$ 调制器采样频率（通常为 10MHz）时，调制器会将输入噪声折返至低频范围内。使用 RC 滤波器的目的是将高频噪声衰减至低于测量所需的噪声水平。在实践中，比调制器频率低两个数量级的截止频率可以产生良好的效果。

在大多数电压检测应用中，使用高阻抗电阻分压器来降低输入电压。在这种情况下，单个电容器（如图 8-2 所示）足以对输入信号进行滤波。对于 $(R1 + R2) \gg RSNS$ ，输入滤波器的截止频率为 $1 / (2 \times \pi \times RSNS \times C5)$ 。例如， $RSNS = 10k\Omega$ 且 $C5 = 100pF$ 时，截止频率为 160kHz。

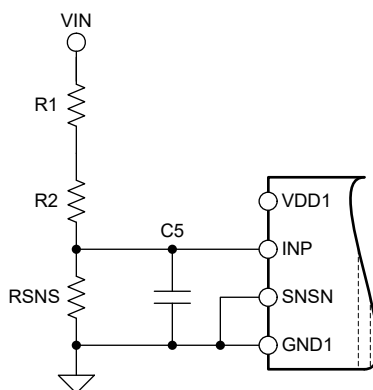


图 8-2. 输入滤波器

8.2.2.2 连接 REFIN 引脚

基准输入有一个连接到 GND2 的 $90k\Omega$ 内部阻抗。从高阻抗源驱动 REFIN 引脚时，需要考虑该阻抗。在 REFIN 与 GND2 之间连接一个 100nF 电容器，以滤除基准输入端的高频噪声。图 8-3 展示了连接 REFIN 引脚的不同选项。

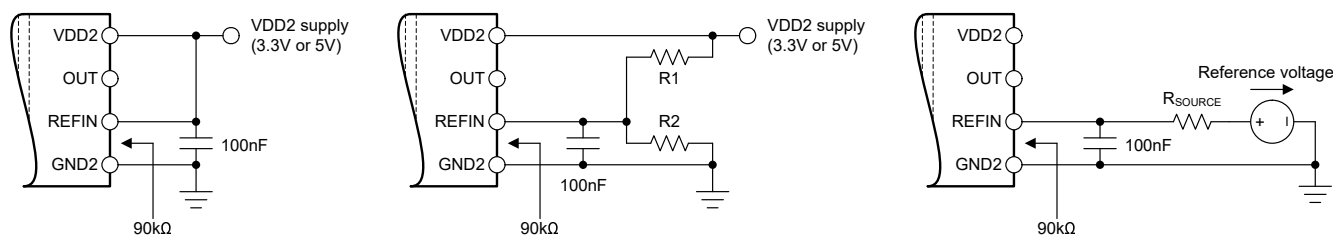


图 8-3. 连接 REFIN 引脚

在第一个示例中，REFIN 短接至 VDD2。在第二个示例中， V_{REFIN} 是通过由 $R1$ 和内部 $90k\Omega$ 输入阻抗组成的电阻分压器从 VDD2 得出的。在第三个示例中，基准输入引脚由外部电压源驱动。

8.2.3 应用曲线

图 8-4 显示了 AMC0x30R 的典型满量程阶跃响应。

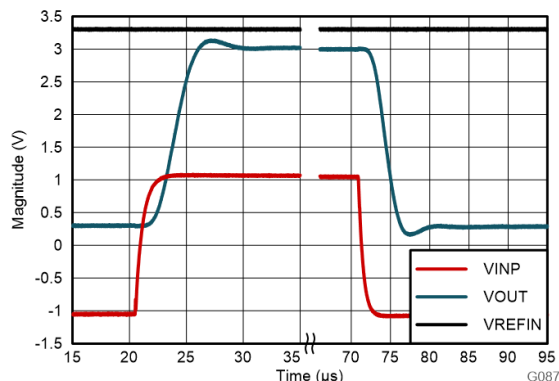


图 8-4. AMC0x30R 的阶跃响应

8.3 最佳设计实践

AMC0x30R 器件通电时，请勿使其模拟输入端（INP 引脚）保持断开（悬空）状态。如果该器件的输入保持悬空，则该器件的输出无效。

请勿将保护二极管连接到 AMC0x30R 的输入端（INP 引脚）。二极管漏电流可能会引入显著的测量误差，尤其是在高温下。输入引脚由 ESD 保护电路和外部电阻分压器的高阻抗实施保护，防止受高电压损坏。

8.4 电源相关建议

在典型应用中，AMC0x30R 的高侧电源 (VDD1) 由隔离式直流/直流转换器从低侧电源 (VDD2) 生成。一种低成本方案基于推挽式驱动器 [SN6501](#) 和支持所需隔离电压额定值的变压器。

AMC0x30R 无需任何特定的上电时序。高侧电源 (VDD1) 通过与低 ESR、1 μ F 电容器 (C2) 并联的低 ESR、100nF 电容器 (C1) 进行去耦。低侧电源 (VDD2) 同样通过与低 ESR、1 μ F 电容器 (C4) 并联的低 ESR、100nF 电容器 (C3) 进行去耦。将所有四个电容器 (C1、C2、C3 和 C4) 尽可能靠近器件放置。图 8-5 展示了 AMC0x30R 的去耦图。

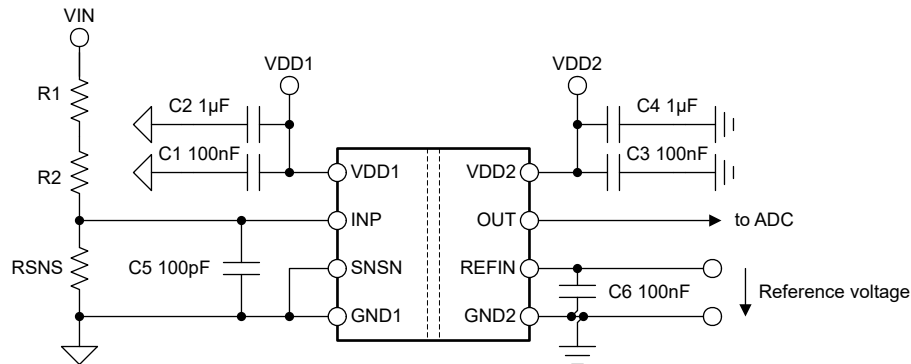


图 8-5. AMC0x30R 去耦

在应用中出现的适用直流偏置条件下，验证电容器能提供足够有效的电容。在实际条件下，通常仅使用多层陶瓷电容器 (MLCC) 标称电容的一小部分。在选择这些电容器时，应考虑到这个因素。此问题在低厚度电容器中尤为严重，在该类电容器中，电容器越薄，电介质电场强度越大。知名电容器制造商提供了电容与直流偏置关系曲线，这大大简化了元件的选型。

8.5 布局

8.5.1 布局指南

布局示例 部分详细说明了布局建议，其中去耦电容器的放置尤为关键 (尽可能靠近 AMC0x30R 电源引脚)。这个示例还说明了器件所需的其它元件的放置方式。

8.5.2 布局示例

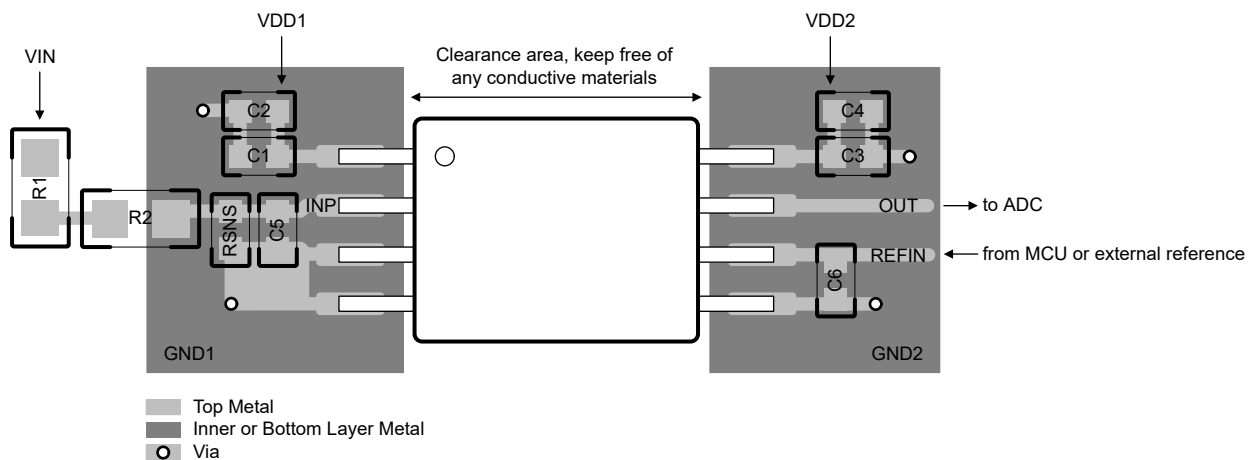


图 8-6. AMC0x30R 的建议布局

9 器件和文档支持

9.1 文档支持

9.1.1 相关文档

请参阅以下相关文档：

- 德州仪器 (TI)，[隔离相关术语 应用手册](#)
- 德州仪器 (TI)，[半导体和 IC 封装热指标 应用手册](#)
- 德州仪器 (TI)，[ISO72x 数字隔离器磁场抗扰度 应用手册](#)
- 德州仪器 (TI)，[SN6501 用于隔离式电源的变压器驱动器 数据表](#)
- 德州仪器 (TI)，[隔离放大器电压检测 Excel 计算器 设计工具](#)

9.2 接收文档更新通知

要接收文档更新通知，请导航至 ti.com 上的器件产品文件夹。点击 [通知](#) 进行注册，即可每周接收产品信息更改摘要。有关更改的详细信息，请查看任何已修订文档中包含的修订历史记录。

9.3 支持资源

[TI E2E™ 中文支持论坛](#) 是工程师的重要参考资料，可直接从专家处获得快速、经过验证的解答和设计帮助。搜索现有解答或提出自己的问题，获得所需的快速设计帮助。

链接的内容由各个贡献者“按原样”提供。这些内容并不构成 TI 技术规范，并且不一定反映 TI 的观点；请参阅 TI 的 [使用条款](#)。

9.4 商标

TI E2E™ is a trademark of Texas Instruments.

所有商标均为其各自所有者的财产。

9.5 静电放电警告



静电放电 (ESD) 会损坏这个集成电路。德州仪器 (TI) 建议通过适当的预防措施处理所有集成电路。如果不遵守正确的处理和安装程序，可能会损坏集成电路。

ESD 的损坏小至导致微小的性能降级，大至整个器件故障。精密的集成电路可能更容易受到损坏，这是因为非常细微的参数更改都可能会导致器件与其发布的规格不相符。

9.6 术语表

[TI 术语表](#) 本术语表列出并解释了术语、首字母缩略词和定义。

10 修订历史记录

注：以前版本的页码可能与当前版本的页码不同

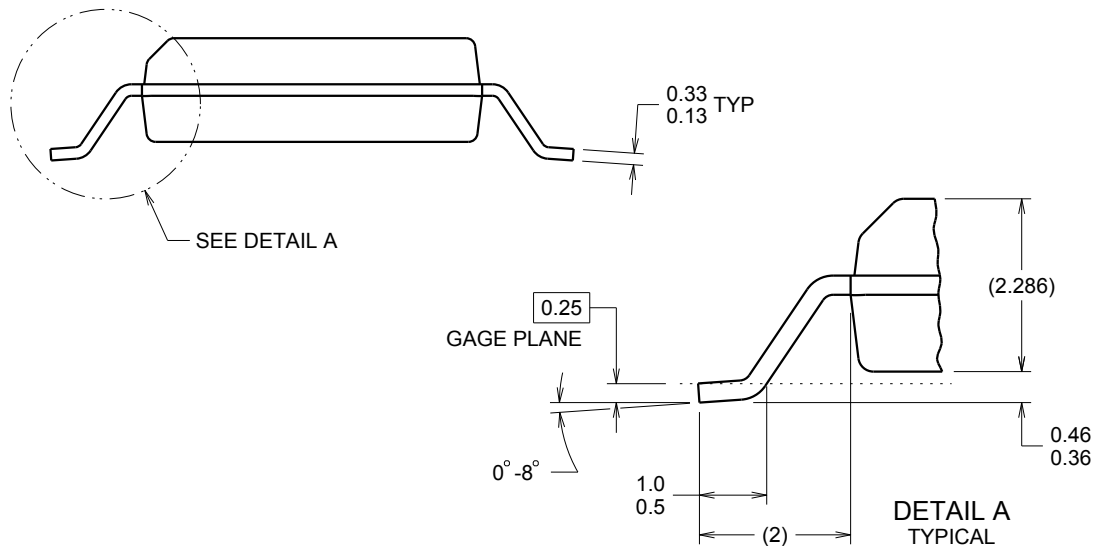
日期	修订版本	注释
July 2025	*	初始发行版

11 机械、封装和可订购信息

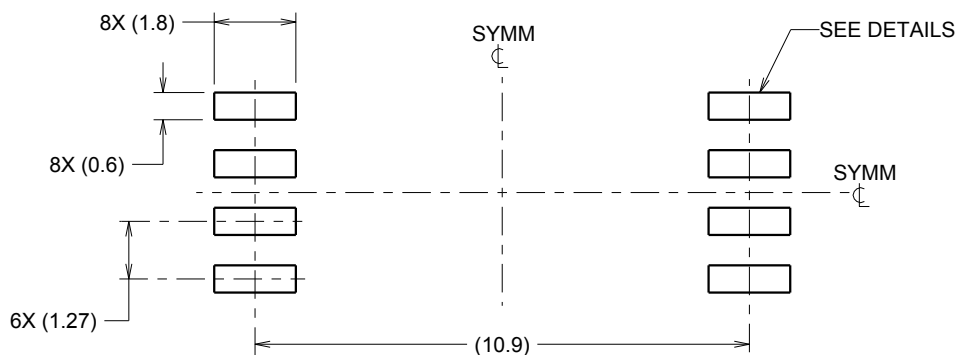
以下页面包含机械、封装和可订购信息。这些信息是指定器件可用的最新数据。数据如有变更，恕不另行通知，且不会对此文档进行修订。有关此数据表的浏览器版本，请查阅左侧的导航栏。

SOIC - 2.8 mm max height

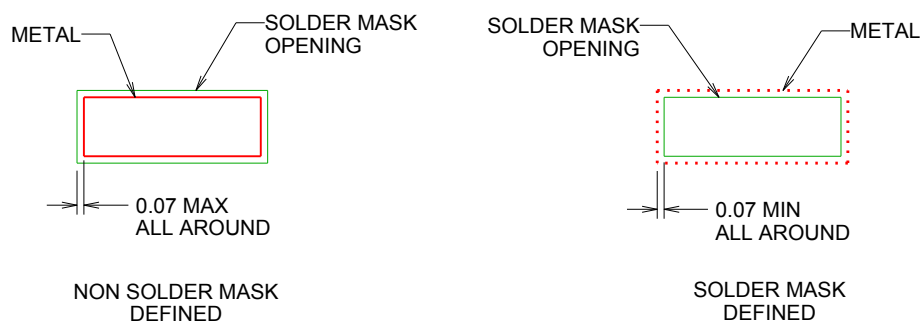
PIN 1 ID AREA
 11.5 ± 0.25 TYP
 5.95
 5.75
 NOTE 3
 1
 4
 8
 5
 6X 1.27
 2X 3.81
 8X 0.51
 0.31
 7.6
 7.4
 NOTE 4
 A
 B
 SEATING PLANE
 0.1 C
 2.8 MAX
 C
 A
 B



1. All linear dimensions are in millimeters. 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.



LAND PATTERN EXAMPLE
9.1 mm NOMINAL CLEARANCE/CREEPAGE
SCALE:6X

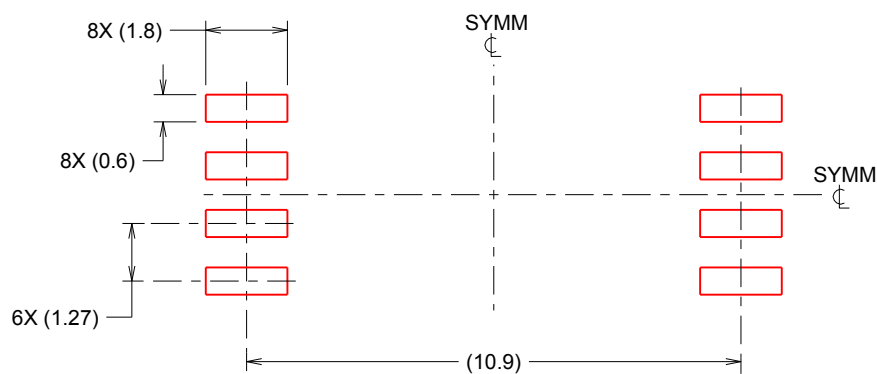


SOLDER MASK DETAILS

4218796/A 09/2013

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.



SOLDER PASTE EXAMPLE
 BASED ON 0.125 mm THICK STENCIL
 SCALE:6X

4218796/A 09/2013

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.

重要通知和免责声明

TI“按原样”提供技术和可靠性数据（包括数据表）、设计资源（包括参考设计）、应用或其他设计建议、网络工具、安全信息和其他资源，不保证没有瑕疵且不做任何明示或暗示的担保，包括但不限于对适销性、某特定用途方面的适用性或不侵犯任何第三方知识产权的暗示担保。

这些资源可供使用 TI 产品进行设计的熟练开发人员使用。您将自行承担以下全部责任：(1) 针对您的应用选择合适的 TI 产品，(2) 设计、验证并测试您的应用，(3) 确保您的应用满足相应标准以及任何其他功能安全、信息安全、监管或其他要求。

这些资源如有变更，恕不另行通知。TI 授权您仅可将这些资源用于研发本资源所述的 TI 产品的相关应用。严禁以其他方式对这些资源进行复制或展示。您无权使用任何其他 TI 知识产权或任何第三方知识产权。您应全额赔偿因在这些资源的使用中对 TI 及其代表造成的任何索赔、损害、成本、损失和债务，TI 对此概不负责。

TI 提供的产品受 [TI 的销售条款](#) 或 [ti.com](#) 上其他适用条款/TI 产品随附的其他适用条款的约束。TI 提供这些资源并不会扩展或以其他方式更改 TI 针对 TI 产品发布的适用的担保或担保免责声明。

TI 反对并拒绝您可能提出的任何其他或不同的条款。

邮寄地址：Texas Instruments, Post Office Box 655303, Dallas, Texas 75265
版权所有 © 2025，德州仪器 (TI) 公司