

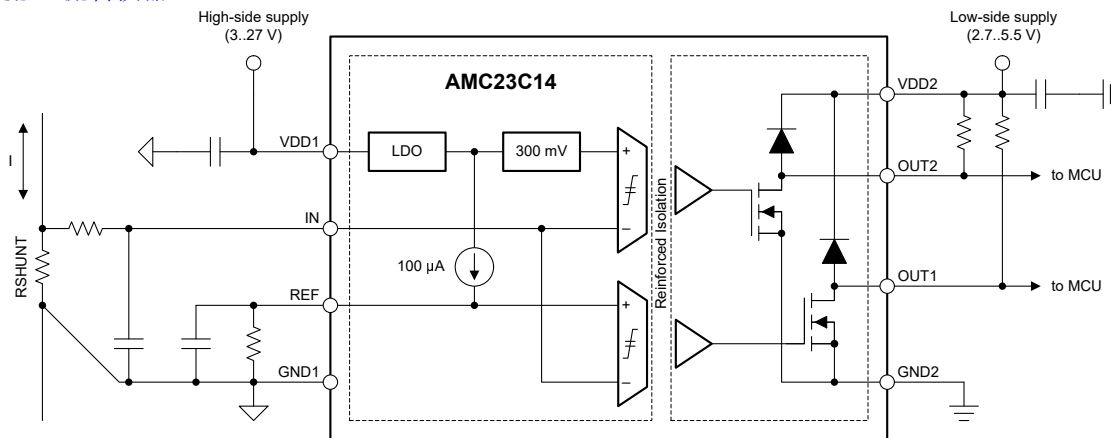
# AMC23C14 具有可调阈值的双路快速响应 增强型隔离式窗口比较器

## 1 特性

- 宽高侧电源电压范围：3V 至 27V
- 低侧电源电压范围：2.7V 至 5.5V
- 双路窗口比较器：
  - 窗口比较器 1：±20mV 至 ±300mV 可调节阈值
  - 窗口比较器 2：±300mV 固定阈值
- 支持正比较器模式：
  - Cmp0：600mV 至 2.7V 可调节阈值
  - Cmp2：300mV 固定阈值
  - Cmp1 和 Cmp3：禁用
- 阈值调整基准：100 μA，±2%
- 跳变阈值误差：250 mV 时为 ±1% (最大值)
- 开漏输出
- 传播延迟：280 ns (典型值)
- 高 CMTI：15 V/ns (最小值)
- 安全相关认证：
  - 符合 DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17) 的 7000V<sub>PK</sub> 增强型隔离
  - 符合 UL1577 标准且长达 1 分钟的 5000V<sub>RMS</sub> 隔离
- 针对更大工业温度范围进行了全面优化：-40°C 至 +125°C

## 2 应用

- 在以下器件中提供过流或过压检测：
  - 电机驱动器
  - 变频器
  - 光伏逆变器
  - 直流/直流转换器



典型应用

## 3 说明

AMC23C14 是一款响应时间较短的双路隔离式窗口比较器。开漏输出与输入电路由高度抗电磁干扰性的隔离栅隔开。该隔离栅经认证可提供高达 5kV<sub>RMS</sub> 的增强型电隔离，符合 VDE 0884-17 和 UL1577 标准，并且可支持最高 1kV<sub>PK</sub> 的工作电压。

两个比较器的窗口电压都以 0V 为中心，这表示如果正向或负向输入超出阈值，则比较器就会跳变。一个比较器具有 ±300 mV 的固定阈值，第二比较器通过单个外部电阻器具有 ±20mV 至 ±300mV 的可调节阈值。

AMC23C14 还支持只有正比较器的模式。当 REF 引脚上的电压大于 550mV 时，负比较器会被禁用，仅正比较器正常运行。该模式下的基准电压可高达 2.7V。该模式对于监控正电压电源特别有用。

AMC23C14 采用 8 引脚宽体 SOIC 封装，其额定工业级工作温度范围为 -40°C 至 +125°C。

### 封装信息<sup>(1)</sup>

器件型号	封装	封装尺寸 (标称值)
AMC23C14	SOIC (8)	5.85mm × 7.50mm

(1) 有关所有的可用封装，请参阅数据表末尾的可订购产品附录。



## 内容

<b>1 特性</b> .....	<b>1</b>	<b>7 详细说明</b> .....	<b>22</b>
<b>2 应用</b> .....	<b>1</b>	7.1 概述.....	22
<b>3 说明</b> .....	<b>1</b>	7.2 功能方框图.....	22
<b>4 修订历史记录</b> .....	<b>2</b>	7.3 特性说明.....	23
<b>5 引脚配置和功能</b> .....	<b>3</b>	7.4 器件功能模式.....	29
<b>6 规格</b> .....	<b>4</b>	<b>8 应用和实施</b> .....	<b>30</b>
6.1 绝对最大额定值.....	4	8.1 应用信息.....	30
6.2 ESD 等级.....	4	8.2 典型应用.....	30
6.3 建议运行条件.....	5	8.3 优秀设计实践.....	35
6.4 热性能信息.....	5	8.4 电源相关建议.....	36
6.5 额定功率.....	5	8.5 布局.....	36
6.6 绝缘规格.....	6	<b>9 器件和文档支持</b> .....	<b>37</b>
6.7 安全相关认证.....	7	9.1 文档支持.....	37
6.8 安全限值.....	7	9.2 接收文档更新通知.....	37
6.9 电气特征.....	8	9.3 支持资源.....	37
6.10 开关特性.....	10	9.4 商标.....	37
6.11 时序图.....	10	9.5 静电放电警告.....	37
6.12 绝缘特性曲线.....	11	9.6 术语表.....	37
6.13 典型特性.....	12	<b>10 机械、封装和可订购信息</b> .....	<b>37</b>

## 4 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

Changes from Revision * (February 2022) to Revision A (July 2022)	Page
• 将文档状态从 <i>预告信息</i> 更改为 <i>量产数据</i> .....	1

## 5 引脚配置和功能

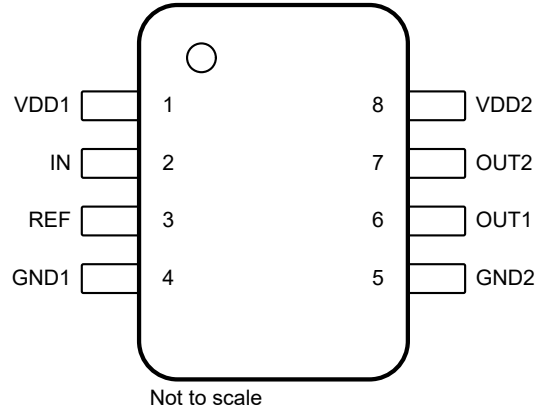


图 5-1. DWV 封装、8 引脚 SOIC (顶视图)

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。 <sup>(1)</sup>
2	IN	模拟输入	窗口比较器 1 和 2 的共模模拟输入引脚。
3	REF	模拟输入	定义窗口比较器 1 的跳变阈值的基准引脚。此引脚上的电压还会影响比较器 Cmp0 比较器的迟滞，具体如 <a href="#">基准输入</a> 部分所述。此引脚在内部链接至 100 $\mu$ A 电流源。在 REF 和 GND1 之间连接一个电阻器来定义跳变阈值，而在 REF 和 GND1 之间连接一个电容器来对基准电压进行滤波。为了获得最佳的高瞬态噪声抗扰度，应将电容器尽可能靠近引脚放置。此引脚也可以由外部电压源驱动。
4	GND1	高侧接地端	高侧接地端。
5	GND2	低侧接地端	低侧接地端。
6	OUT1	数字输出	窗口比较器 1 的开漏输出。连接到外部上拉电阻或在不使用时保持断开 (悬空)。
7	OUT2	数字输出	窗口比较器 2 的开漏输出。连接到外部上拉电阻或在不使用时保持断开 (悬空)。
8	VDD2	低侧电源	低侧电源。 <sup>(1)</sup>

(1) 有关电源去耦方面的建议，请参阅 [布局](#) 部分。

## 6 规格

### 6.1 绝对最大额定值

请参阅<sup>(1)</sup>

		最小值	最大值	单位
电源电压	VDD1 至 GND1	-0.3	30	V
	VDD2 至 GND2	-0.3	6.5	
模拟输入电压	REF 至 GND1	-0.5	6.5	V
	IN 至 GND1	-6	5.5	
数字输出电压	OUT1、OUT2 至 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) 超出绝对最大额定值的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运行条件以外的任何其他条件下能够正常运行。如果在建议运行条件之外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, 这可能会影响器件的可靠性、功能性和性能, 并缩短器件的寿命。

### 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 <sup>(1)</sup>	±2000	V
		充电器件模型 (CDM), 符合 ANSI/ESDA/JEDEC JS-002 标准 <sup>(2)</sup>	±1000	

- (1) JEDEC 文档 JEP155 指出: 500V HBM 能够在标准 ESD 控制流程下安全生产。  
 (2) JEDEC 文件 JEP157 指出: 250V CDM 可实现在标准 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（除非另外注明）

		最小值	标称值	最大值	单位	
<b>电源</b>						
V <sub>VDD1</sub>	高侧电源电压	VDD1 至 GND1		3.0	5 27	V
V <sub>VDD2</sub>	低侧电源电压	VDD2 至 GND2		2.7	3.3 5.5	V
<b>模拟输入</b>						
V <sub>IN</sub>	输入电压	IN 至 GND1, VDD1 ≤ 4.3V	-0.4	VDD1 - 0.3	4	V
		IN 至 GND1, VDD1 > 4.3V	-0.4			
V <sub>REF</sub>	基准电压, 窗口比较器模式	REF 至 GND1	20	300	mV	
	基准电压, 正比较器模式	低迟滞模式	20	450		
		高迟滞模式 (仅 Cmp0)	600	2700 <sup>(1)</sup>		
	基准电压余量	VDD1 - V <sub>REF</sub>	1.4		V	
	REF 引脚上的滤波器电容		20	100	nF	
<b>数字输出</b>						
	数字输出电压	OUT1、OUT2 至 GND2	GND2	VDD2	V	
	灌电流	OUT1、OUT2	0	4	mA	
<b>温度范围</b>						
T <sub>A</sub>	额定环境温度		-40	25	125	°C

(1) 基准电压 (V<sub>REF</sub>) > 1.6V 要求 V<sub>VDD1</sub> > V<sub>VDD1,MIN</sub> 以保持 1.4V 的最小余量 (V<sub>VDD1</sub> - V<sub>REF</sub>)。

### 6.4 热性能信息

热指标 <sup>(1)</sup>		DWV (SOIC)	单位
		8 引脚	
R <sub>θJA</sub>	结至环境热阻	102.8	°C/W
R <sub>θJC(top)</sub>	结至外壳 (顶部) 热阻	45.1	°C/W
R <sub>θJB</sub>	结至电路板热阻	63.0	°C/W
Ψ <sub>JT</sub>	结至顶部特征参数	14.3	°C/W
Ψ <sub>JB</sub>	结至电路板特征参数	61.1	°C/W
R <sub>θJC(bot)</sub>	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](#) 应用报告。

### 6.5 额定功率

参数	测试条件	值	单位
P <sub>D</sub>	VDD1 = 25V, VDD2 = 5.5V	110	mW
	VDD1 = VDD2 = 5.5V	34	
	VDD1 = VDD2 = 3.6V	22	
P <sub>D1</sub>	VDD1 = 25V	98	mW
	VDD1 = 5.5V	21	
	VDD1 = 3.6V	14	
P <sub>D2</sub>	VDD2 = 5.5V	12	mW
	VDD2 = 3.6V	8	

## 6.6 绝缘规格

在工作环境温度范围内 ( 除非另外注明 )

参数		测试条件	值	单位
<b>常规</b>				
CLR	外部间隙 <sup>(1)</sup>	引脚间的最短空间距离	$\geq 8.5$	mm
CPG	外部爬电距离 <sup>(1)</sup>	引脚间的最短封装表面距离	$\geq 8.5$	mm
DTI	绝缘穿透距离	双重绝缘层的最小内部缝隙 ( 内部间隙 )	$\geq 15.4$	$\mu\text{m}$
CTI	相对漏电起痕指数	DIN EN 60112 (VDE 0303-11) ; IEC 60112	$\geq 600$	V
	材料组别	符合 IEC 60664-1	I	
	过压类别 ( 符合 IEC 60664-1 )	额定市电电压 $\leq 600 V_{\text{RMS}}$	I-III	
		额定市电电压 $\leq 1000 V_{\text{RMS}}$	I-II	
<b>DIN EN IEC 60747-17 (VDE 0884-17)<sup>(2)</sup></b>				
$V_{\text{IORM}}$	最大重复峰值隔离电压	在交流电压下	1060	$V_{\text{PK}}$
$V_{\text{IOWM}}$	最大额定隔离 工作电压	在交流电压下 ( 正弦波 )	750	$V_{\text{RMS}}$
		在直流电压下	1060	$V_{\text{DC}}$
$V_{\text{IOTM}}$	最大瞬态 隔离电压	$V_{\text{TEST}} = V_{\text{IOTM}}$ , $t = 60\text{s}$ ( 合格测试 )	7070	$V_{\text{PK}}$
		$V_{\text{TEST}} = 1.2 \times V_{\text{IOTM}}$ , $t = 1\text{s}$ ( 100% 生产测试 )	8500	
$V_{\text{IMP}}$	最大脉冲电压 <sup>(3)</sup>	在空气进行测试, 符合 IEC 62368-1 的 1.2/50 $\mu\text{s}$ 方波	8300	$V_{\text{PK}}$
$V_{\text{IOSM}}$	最大浪涌 隔离电压 <sup>(4)</sup>	在油中进行测试 ( 合格测试 ) 符合 IEC 62368-1 的 1.2/50 $\mu\text{s}$ 方波	10000	$V_{\text{PK}}$
$q_{\text{pd}}$	视在电荷 <sup>(5)</sup>	方法 a, 输入/输出安全测试子组 2/3 后, $V_{\text{ini}} = V_{\text{IOTM}}$ , $t_{\text{ini}} = 60\text{s}$ , $V_{\text{pd(m)}} = 1.2 \times V_{\text{IORM}}$ , $t_{\text{m}} = 10\text{s}$	$\leq 5$	pC
		方法 a, 环境测试子组 1 后, $V_{\text{ini}} = V_{\text{IOTM}}$ , $t_{\text{ini}} = 60\text{s}$ ; $V_{\text{pd(m)}} = 1.6 \times V_{\text{IORM}}$ , $t_{\text{m}} = 10\text{s}$	$\leq 5$	
		方法 b1, 常规测试 ( 100% 量产测试 ) 和预调节 ( 类型测试 ), $V_{\text{ini}} = V_{\text{IOTM}}$ , $t_{\text{ini}} = 1\text{s}$ ; $V_{\text{pd(m)}} = 1.875 \times V_{\text{IORM}}$ , $t_{\text{m}} = 1\text{s}$	$\leq 5$	
$C_{\text{IO}}$	势垒电容, 输入至输出 <sup>(6)</sup>	$V_{\text{IO}} = 0.5V_{\text{PP}}$ (1MHz)	$\sim 1.5$	pF
$R_{\text{IO}}$	绝缘电阻, 输入至输出 <sup>(6)</sup>	$V_{\text{IO}} = 500\text{V}$ ( $T_{\text{A}} = 25^{\circ}\text{C}$ )	$> 10^{12}$	$\Omega$
		$V_{\text{IO}} = 500\text{V}$ ( $100^{\circ}\text{C} \leq T_{\text{A}} \leq 125^{\circ}\text{C}$ )	$> 10^{11}$	
		$V_{\text{IO}} = 500\text{V}$ , $T_{\text{S}} = 150^{\circ}\text{C}$	$> 10^9$	
	污染等级		2	
	气候类别		55/125/21	
<b>UL1577</b>				
$V_{\text{ISO}}$	可承受的隔离电压	$V_{\text{TEST}} = V_{\text{ISO}} = 5700 V_{\text{RMS}}$ , $t = 60\text{s}$ ( 合格 ), $V_{\text{TEST}} = 1.2 \times V_{\text{ISO}} = 6840 V_{\text{RMS}}$ , $t = 1\text{s}$ ( 100% 生产测试 )	5000	$V_{\text{RMS}}$

- (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。务必使爬电距离和电气间隙一直符合电路板设计的要求, 以确保在印刷电路板 (PCB) 上安装的隔离器焊盘不会缩短这一距离。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额定值。
- (3) 在空气进行测试, 以确定封装的固有浪涌抗扰度。
- (4) 在油中进行测试, 以确定隔离栅的固有浪涌抗扰度。
- (5) 视在电荷是由局部放电 (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。

## 6.7 安全相关认证

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	在 1577 组件认证计划下进行了认证
增强型绝缘	单一绝缘保护
证书编号：待定	文件编号：E181974

## 6.8 安全限值

安全限制<sup>(1)</sup>旨在最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 <sub>S</sub>	安全输入、输出或电源电流	R <sub>θJA</sub> = 102.8°C/W， VDD1 = VDD2 = 5.5V， T <sub>J</sub> = 150°C，T <sub>A</sub> = 25°C			220	mA
		R <sub>θJA</sub> = 102.8°C/W， VDD1 = VDD2 = 3.6V， T <sub>J</sub> = 150°C，T <sub>A</sub> = 25°C			340	
P <sub>S</sub>	安全输入、输出或总电源	R <sub>θJA</sub> = 102.8°C/W， T <sub>J</sub> = 150°C，T <sub>A</sub> = 25°C			1220	mW
T <sub>S</sub>	最高安全温度				150	°C

- (1) 最高安全温度 T<sub>S</sub> 与器件指定的最大结温 T<sub>J</sub> 的值相同。I<sub>S</sub> 和 P<sub>S</sub> 参数分别表示安全电流和安全功率。请勿超过 I<sub>S</sub> 和 P<sub>S</sub> 的最大限值。这些限值随着环境温度 T<sub>A</sub> 的变化而变化。

**热信息** 表中的结至空气热阻 R<sub>θJA</sub> 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。可以使用这些公式来计算各个参数的值：

T<sub>J</sub> = T<sub>A</sub> + R<sub>θJA</sub> × P，其中 P 为器件上消耗的功率。

T<sub>J(max)</sub> = T<sub>S</sub> = T<sub>A</sub> + R<sub>θJA</sub> × P<sub>S</sub>，其中 T<sub>J(max)</sub> 为最大结温。

P<sub>S</sub> = I<sub>S</sub> × AVDD<sub>max</sub> + I<sub>S</sub> × DVDD<sub>max</sub>，其中 AVDD<sub>max</sub> 为最大高侧电压，而 DVDD<sub>max</sub> 为最大控制器侧电源电压。

## 6.9 电气特征

最小值和最大值规格的适用条件为： $T_A = -40^{\circ}\text{C}$  至  $125^{\circ}\text{C}$ ， $V_{DD1} = 3.0\text{V}$  至  $27\text{V}$ ， $V_{DD2} = 2.7\text{V}$  至  $5.5\text{V}$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$  至  $2.7\text{V}$ <sup>(1)</sup> 且  $V_{IN} = -400\text{mV}$  至  $4\text{V}$ <sup>(3)</sup>；典型值规格的条件为  $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ ， $V_{DD1} = 5\text{V}$ ， $V_{DD2} = 3.3\text{V}$  且  $V_{REF} = 250\text{mV}$ （除非另有说明）

参数		测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
<b>模拟输入</b>						
$R_{IN}$	输入电阻	IN 引脚， $0\text{V} \leq V_{IN} \leq 4\text{V}$		1		$\text{G}\Omega$
$I_{BIAS}$	输入偏置电流	IN 引脚， $0\text{V} \leq V_{IN} \leq 4\text{V}$ <sup>(4)</sup>		0.1	25	nA
		IN 引脚， $-400\text{mV} \leq V_{IN} \leq 0\text{V}$ <sup>(5)</sup>	-310	-0.5		
$C_{IN}$	输入电容	IN 引脚		4		pF
<b>基准引脚</b>						
$I_{REF}$	基准电流	REF 至 GND1， $20\text{mV} < V_{REF} \leq 2.7\text{V}$	99	100	101	$\mu\text{A}$
$V_{MSEL}$	模式选择阈值 <sup>(2)</sup>	$V_{REF}$ 上升	500	550	600	mV
		$V_{REF}$ 下降	450	500	550	
	模式选择阈值迟滞			50		mV
<b>300mV 固定阈值比较器 (CMP2 和 CMP3)</b>						
$V_{IT+}$	正向跳变阈值	Cmp2		304		mV
$E_{IT+}$	正向跳变阈值误差	Cmp2	-3.5		3.5	mV
$V_{IT-}$	负向跳变阈值	Cmp2		300		mV
$E_{IT-}$	负向跳变阈值误差	Cmp2	-3.5		3.5	mV
$V_{IT-}$	负向跳变阈值	Cmp3		-304		mV
$E_{IT-}$	负向跳变阈值误差	Cmp3	-4.5		4.5	mV
$V_{IT+}$	正向跳变阈值	Cmp3		-300		mV
$E_{IT+}$	正向跳变阈值误差	Cmp3	-4.5		4.5	mV
$V_{HYS}$	跳变阈值迟滞	Cmp2 和 Cmp3， $(V_{IT+} - V_{IT-})$		4		mV
<b>可变阈值比较器 (CMP0 和 CMP1)</b>						
$V_{IT+}$	正向跳变阈值	Cmp0		$V_{REF} + V_{HYS}$		mV
$E_{IT+}$	正向跳变阈值误差	Cmp0， $(V_{IT+} - V_{REF} - V_{HYS})$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$ ， $V_{HYS} = 4\text{mV}$	-2		2	mV
		Cmp0， $(V_{IT+} - V_{REF} - V_{HYS})$ ， $V_{REF} = 250\text{mV}$ ， $V_{HYS} = 4\text{mV}$	-2		2	
		Cmp0， $(V_{IT+} - V_{REF} - V_{HYS})$ ， $V_{REF} = 2\text{V}$ ， $V_{HYS} = 25\text{mV}$	-5		5	
$V_{IT-}$	负向跳变阈值	Cmp0		$V_{REF}$		mV
$E_{IT-}$	负向跳变阈值误差	Cmp0， $(V_{IT-} - V_{REF})$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$	-2.5		2.5	mV
		Cmp0， $(V_{IT-} - V_{REF})$ ， $V_{REF} = 250\text{mV}$	-2.5		2.5	
		Cmp0， $(V_{IT-} - V_{REF})$ ， $V_{REF} = 2\text{V}$	-5		5	
$V_{IT-}$	负向跳变阈值	Cmp1		$-V_{REF} - V_{HYS}$		mV
$E_{IT-}$	负向跳变阈值误差	Cmp1， $(V_{IT-} + V_{REF} + V_{HYS})$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$ ， $V_{HYS} = 4\text{mV}$	-3		3	mV
		Cmp1， $(V_{IT-} + V_{REF} + V_{HYS})$ ， $V_{REF} = 250\text{mV}$ ， $V_{HYS} = 4\text{mV}$	-3		3	
$V_{IT+}$	正向跳变阈值	Cmp1		$-V_{REF}$		mV
$E_{IT+}$	正向跳变阈值误差	Cmp1， $(V_{IT+} + V_{REF})$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$	-3.5		3.5	mV
		Cmp1， $(V_{IT+} + V_{REF})$ ， $V_{REF} = 250\text{mV}$	-3.5		3.5	
$V_{HYS}$	跳变阈值迟滞	Cmp0 和 Cmp1， $(V_{IT+} - V_{IT-})$ ， $V_{REF} \leq 450\text{mV}$		4		mV
		仅 Cmp0， $(V_{IT+} - V_{IT-})$ ， $V_{REF} \geq 600\text{mV}$		25		
<b>数字输出</b>						
$V_{OL}$	低电平输出电压	$I_{SINK} = 4\text{mA}$		80	250	mV
$I_{LKG}$	开漏输出漏电流	$V_{DD2} = 5\text{V}$ ， $V_{OUT} = 5\text{V}$		5	100	nA
CMTI	共模瞬态抗扰度	$ V_{IN} - V_{REF}  \geq 4\text{mV}$ ， $R_{PULLUP} = 10\text{k}\Omega$	15	40		V/ns



## 6.9 电气特征 (continued)

最小值和最大值规格的适用条件为： $T_A = -40^{\circ}\text{C}$  至  $125^{\circ}\text{C}$ ， $V_{DD1} = 3.0\text{V}$  至  $27\text{V}$ ， $V_{DD2} = 2.7\text{V}$  至  $5.5\text{V}$ ， $V_{REF} = 20\text{mV}$  至  $2.7\text{V}$ <sup>(1)</sup> 且  $V_{IN} = -400\text{mV}$  至  $4\text{V}$ <sup>(3)</sup>；典型值规格的条件为  $T_A = 25^{\circ}\text{C}$ ， $V_{DD1} = 5\text{V}$ ， $V_{DD2} = 3.3\text{V}$  且  $V_{REF} = 250\text{mV}$  (除非另有说明)

参数		测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
<b>电源</b>						
VDD1 <sub>UV</sub>	VDD1 欠压检测阈值	VDD1 上升			3	V
		VDD1 下降			2.9	
VDD1 <sub>POR</sub>	VDD1 上电复位阈值	VDD1 下降			2.3	V
VDD2 <sub>UV</sub>	VDD2 欠压检测阈值	VDD2 上升			2.7	V
		VDD2 下降			2.1	
I <sub>DD1</sub>	高侧电源电流			3.2	4.3	mA
I <sub>DD2</sub>	低侧电源电流			1.8	2.2	mA

- (1) 基准电压  $>1.6\text{V}$  要求  $V_{DD1} > V_{DD1_{MIN}}$ 。有关详细信息，请参阅 [建议工作条件](#) 表。
- (2) 电压电平  $V_{REF}$  确定该器件是作为具有正负阈值的窗口比较器工作，还是作为仅具有正阈值的简易比较器工作。有关更多详细信息，请参阅 [基准输入](#) 部分。
- (3) 但请勿超过 [建议工作条件](#) 表中指定的最大输入电压。
- (4) 典型值是在  $V_{IN} = 0.4\text{V}$  下测量的。
- (5) 典型值是在  $V_{IN} = -400\text{mV}$  下测量的。

## 6.10 开关特性

在工作环境温度范围内 ( 除非另外注明 )

参数	测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
<b>开漏输出</b>					
$t_{pH}$	传播延迟时间, $ V_{IN} $ 上升	$V_{DD2} = 3.3V, V_{REF} = 250mV, V_{OVERDRIVE} = 10mV, C_L = 15pF$	280	410	ns
		$V_{DD2} = 3.3V, V_{REF} = 2V, V_{OVERDRIVE} = 50mV, C_L = 15pF$	240	370	
$t_{pL}$	传播延迟时间, $ V_{IN} $ 下降	$V_{DD2} = 3.3V, V_{REF} = 250mV, V_{OVERDRIVE} = 10mV, C_L = 15pF$	280	410	ns
		$V_{DD2} = 3.3V, V_{REF} = 2V, V_{OVERDRIVE} = 50mV, C_L = 15pF$	240	370	
$t_f$	输出信号下降时间	$R_{PULLUP} = 4.7k\Omega, C_L = 15pF$	2		ns
<b>模式选择</b>					
$t_{HSEL}$	比较器迟滞选择抗尖峰脉冲时间	Cmp0, $V_{REF}$ 上升或下降	10		$\mu s$
$t_{DIS13}$	比较器禁用抗尖峰脉冲时间	Cmp1 和 Cmp3, $V_{REF}$ 上升	10		$\mu s$
$t_{EN13}$	比较器启用抗尖峰脉冲时间	Cmp1 和 Cmp3, $V_{REF}$ 下降	100		$\mu s$
<b>启动时序</b>					
$t_{LS,STA}$	低侧启动时间	$V_{DD2}$ 步进至 2.7V, $V_{DD1} \geq 3.0V$	40		$\mu s$
$t_{HS,STA}$	高侧启动时间	$V_{DD1}$ 步进至 3.0V, $V_{DD2} \geq 2.7V$	45		$\mu s$
$t_{HS,BLK}$	高侧消隐时间		200		$\mu s$
$t_{HS,FLT}$	高侧故障检测延迟时间		100		$\mu s$

## 6.11 时序图

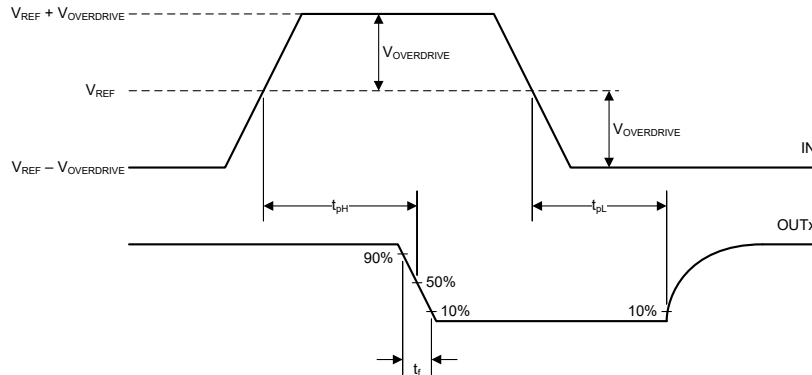


图 6-1. 上升、下降和延迟时间定义

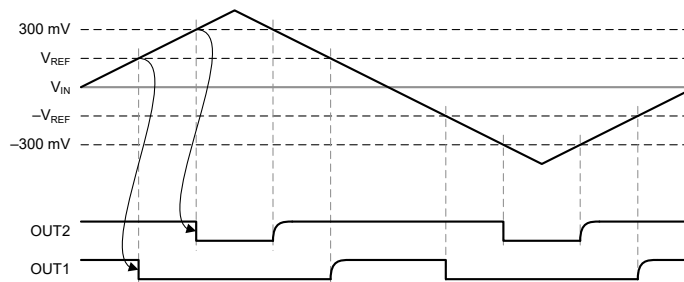
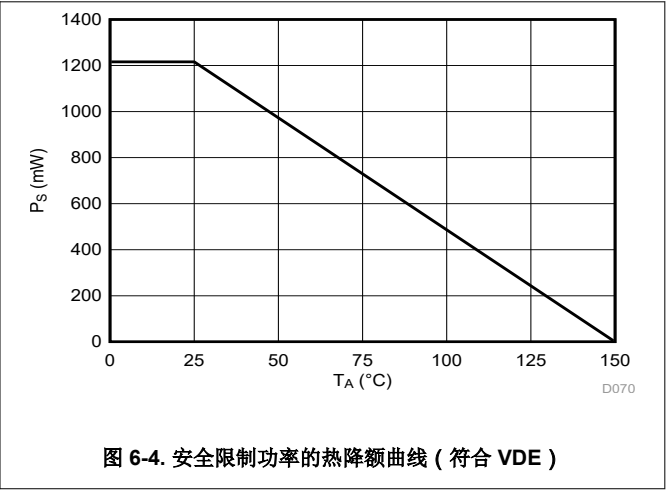
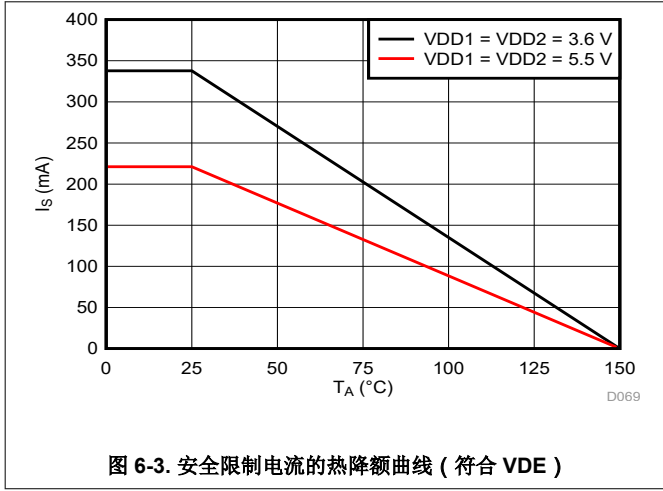


图 6-2. 功能时序图

## 6.12 绝缘特性曲线



### 6.13 典型特性

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

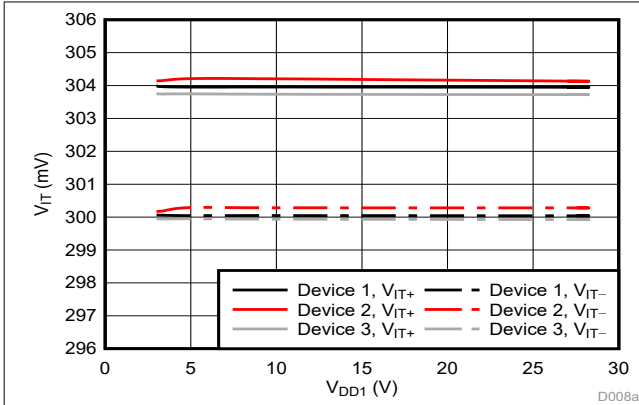


图 6-5. Cmp2 跳变阈值与电源电压间的关系

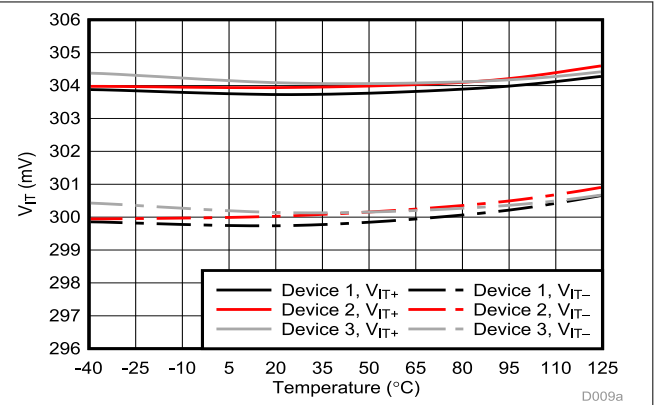


图 6-6. Cmp2 跳变阈值与温度间的关系

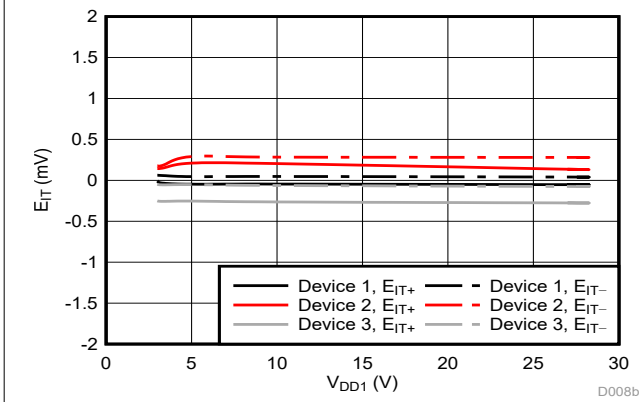


图 6-7. Cmp2 跳变阈值误差与电源电压间的关系

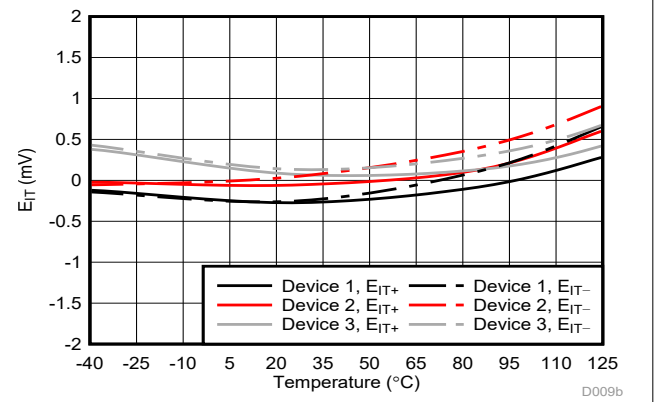


图 6-8. Cmp2 跳变阈值误差与温度间的关系

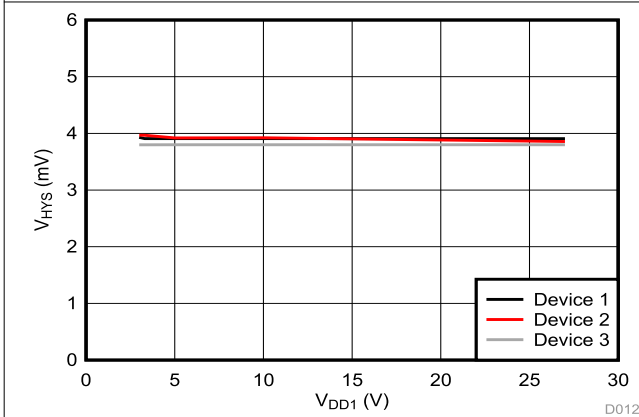


图 6-9. Cmp2 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

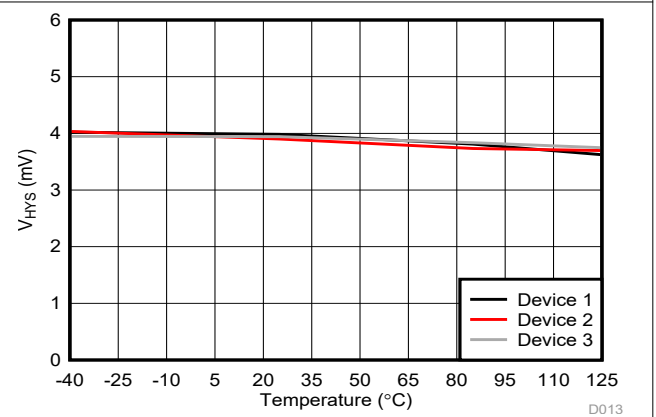


图 6-10. Cmp2 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在  $V_{DD1} = 5V$  ,  $V_{DD2} = 3.3V$  时 ( 除非另有说明 )

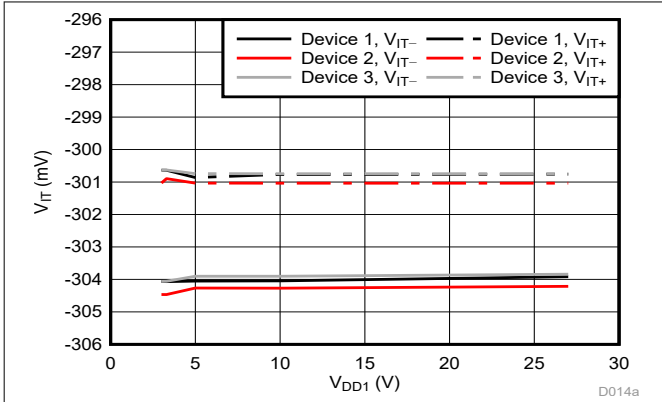


图 6-11. Cmp3 跳变阈值与电源电压间的关系

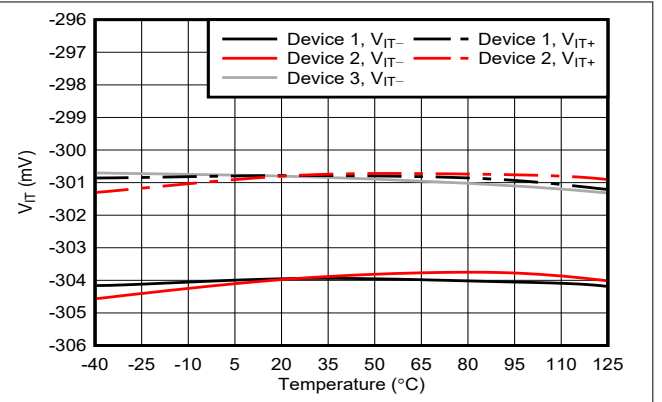


图 6-12. Cmp3 跳变阈值与温度间的关系

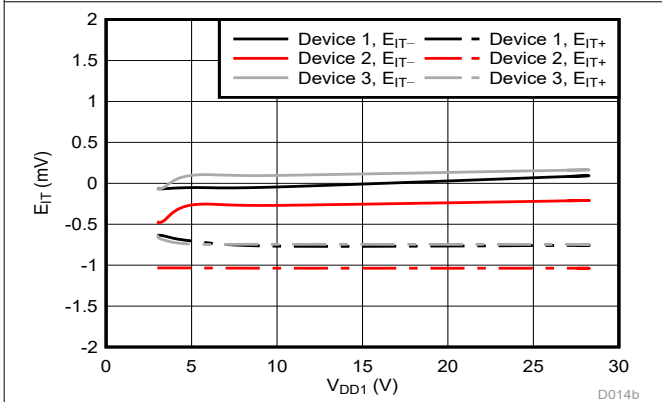


图 6-13. Cmp3 跳变阈值误差与电源电压间的关系

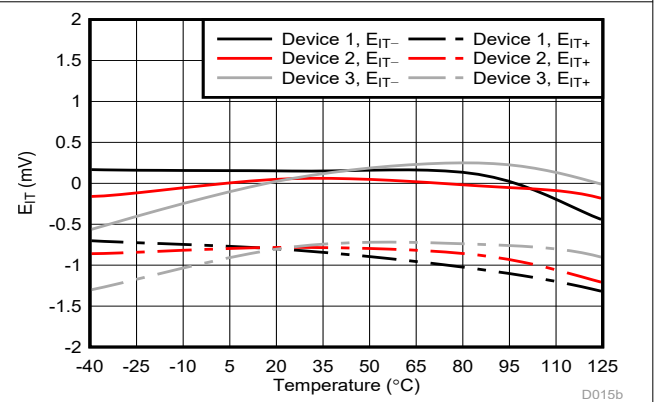


图 6-14. Cmp3 跳变阈值误差与温度间的关系

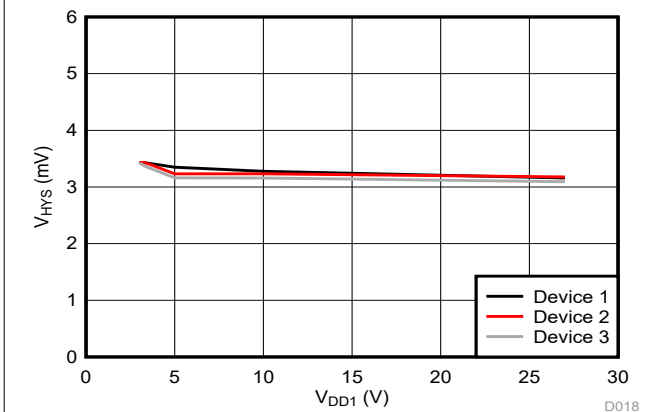


图 6-15. Cmp3 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

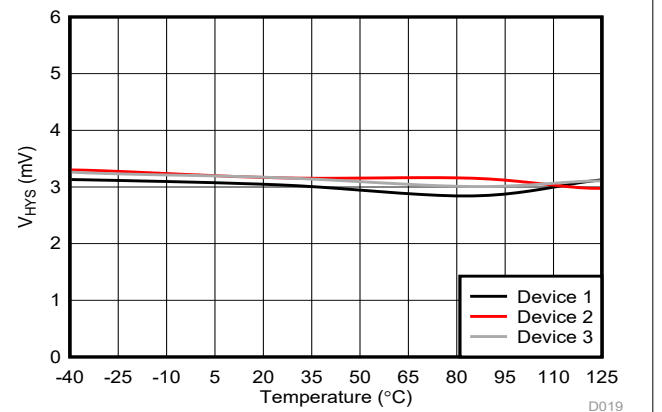


图 6-16. Cmp3 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

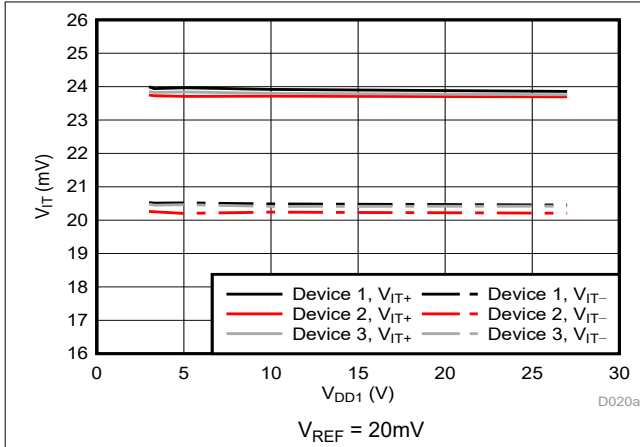


图 6-17. Cmp0 跳变阈值与电源电压间的关系

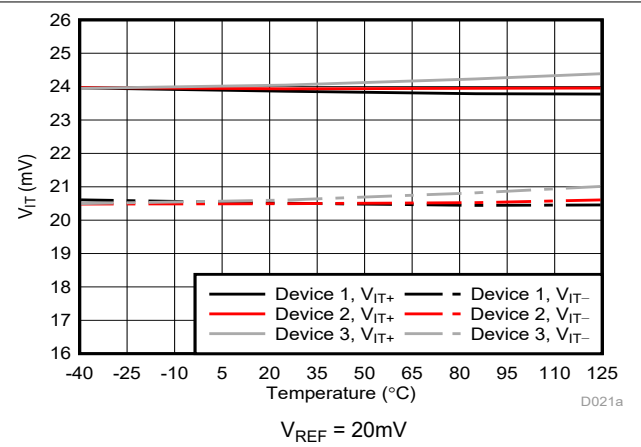


图 6-18. Cmp0 跳变阈值与温度间的关系

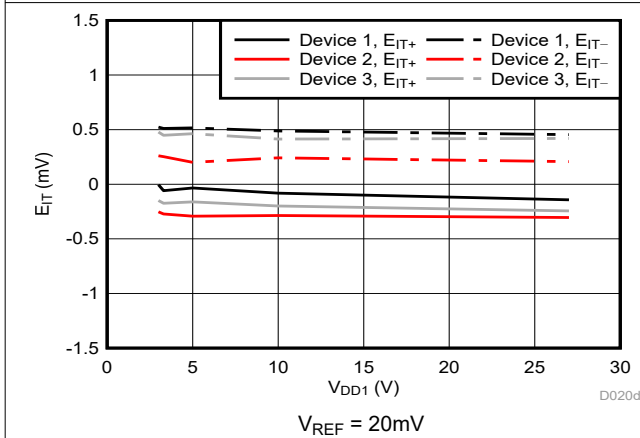


图 6-19. Cmp0 跳变阈值误差与电源电压间的关系

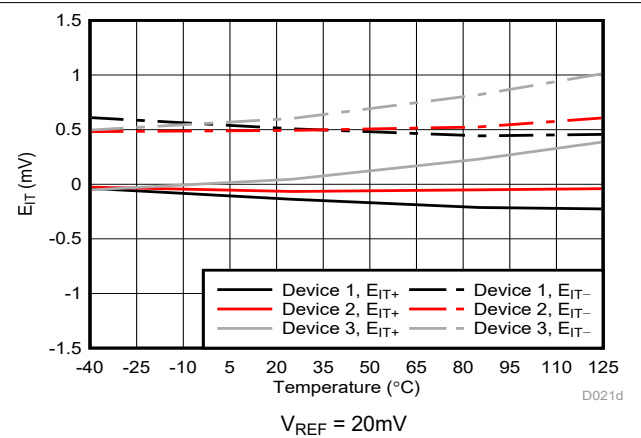


图 6-20. Cmp0 跳变阈值误差与温度间的关系

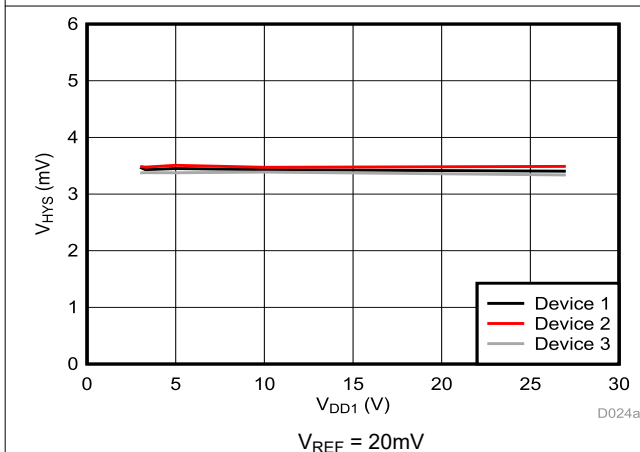


图 6-21. Cmp0 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

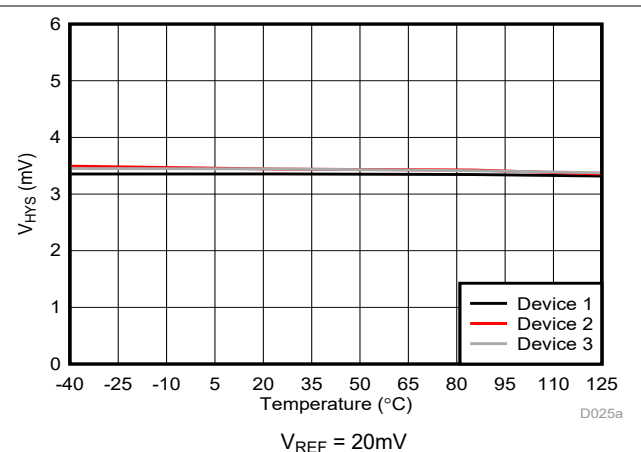


图 6-22. Cmp0 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在  $V_{DD1} = 5V$ ,  $V_{DD2} = 3.3V$  时 (除非另有说明)

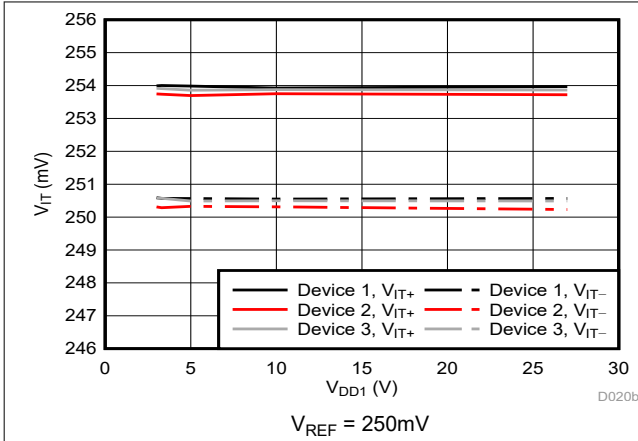


图 6-23. Cmp0 跳变阈值与电源电压间的关系

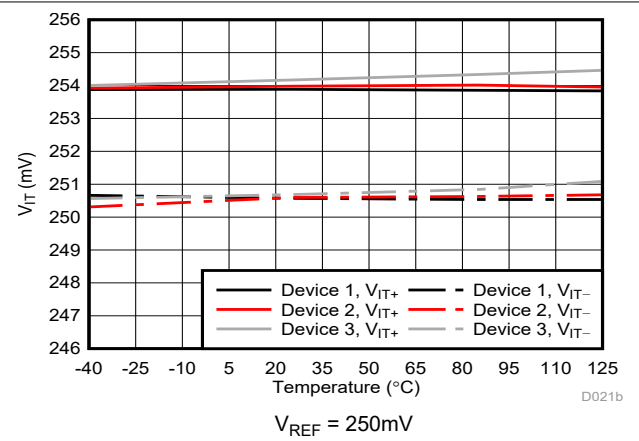


图 6-24. Cmp0 跳变阈值与温度间的关系

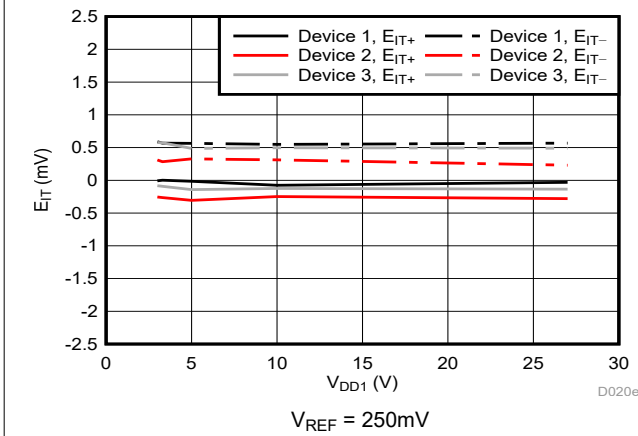


图 6-25. Cmp0 跳变阈值误差与电源电压间的关系

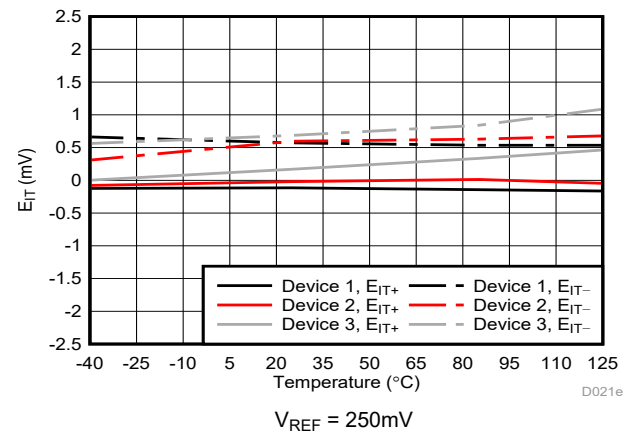


图 6-26. Cmp0 跳变阈值误差与温度间的关系

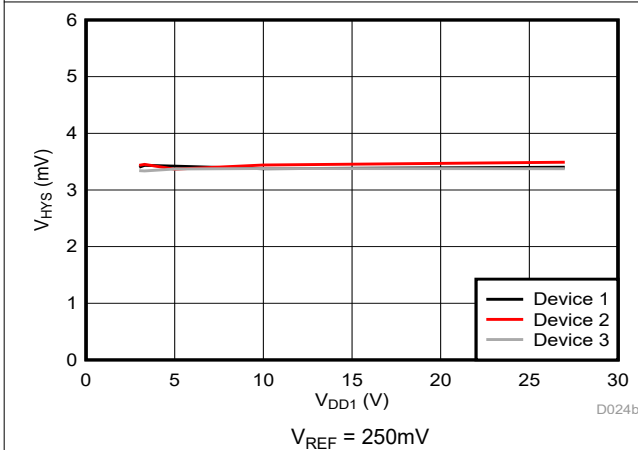


图 6-27. Cmp0 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

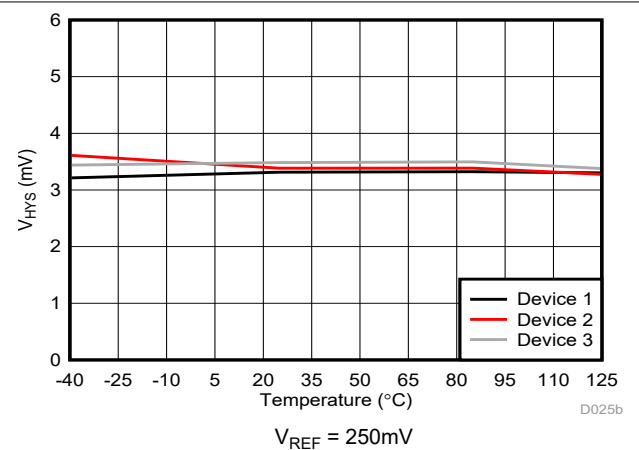


图 6-28. Cmp0 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

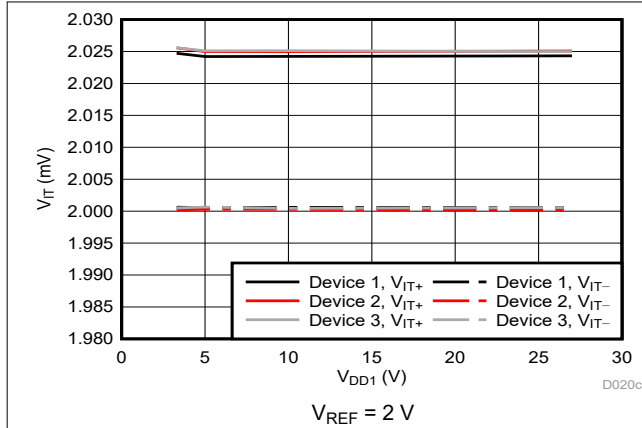


图 6-29. Cmp0 跳变阈值与电源电压间的关系

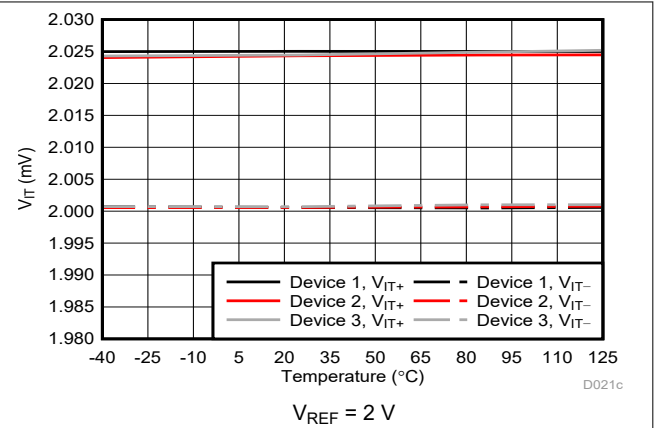


图 6-30. Cmp0 跳变阈值与温度间的关系

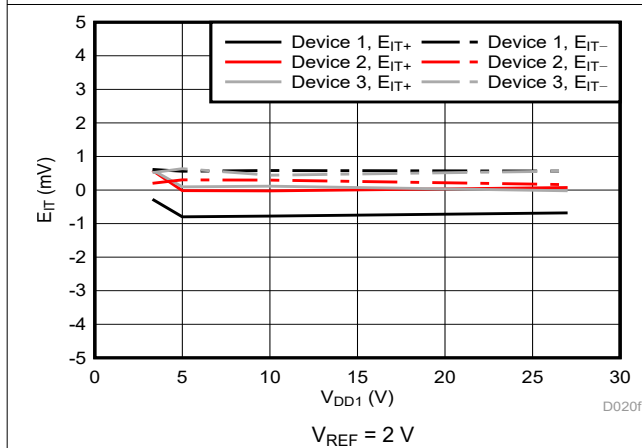


图 6-31. Cmp0 跳变阈值误差与电源电压间的关系

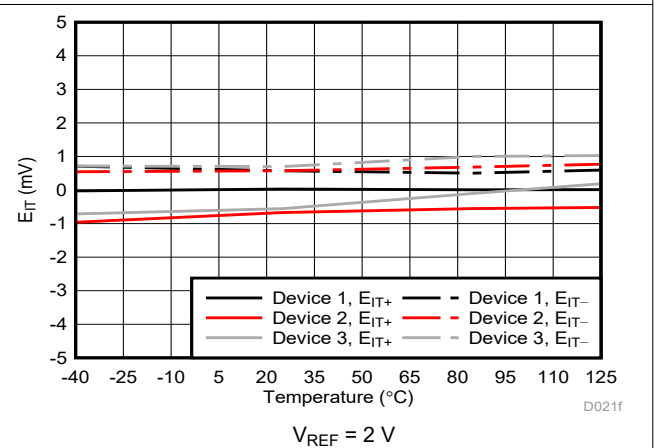


图 6-32. Cmp0 跳变阈值误差与温度间的关系

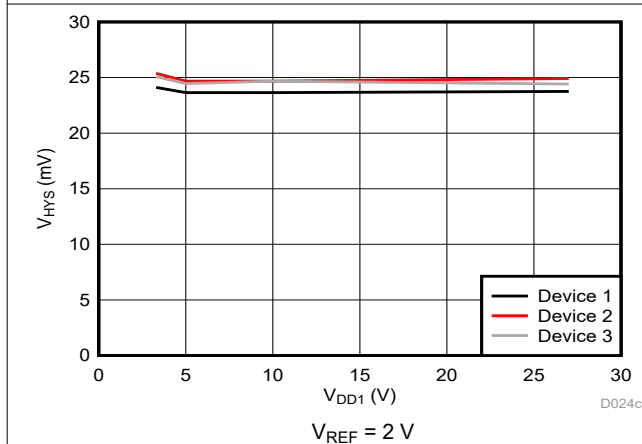


图 6-33. Cmp0 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

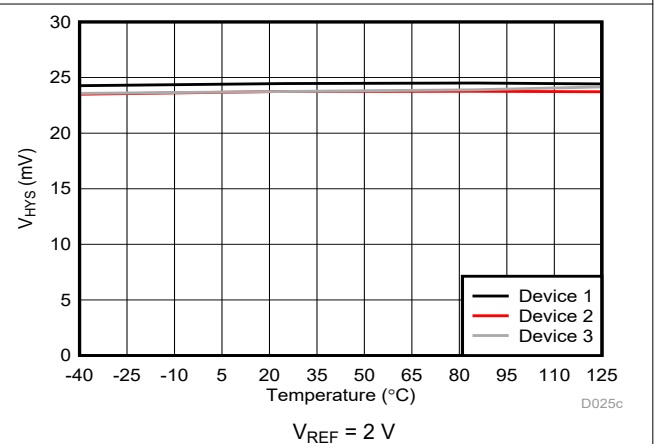


图 6-34. Cmp0 跳变阈值迟滞与温度间的关系



### 6.13 典型特性 (continued)

在  $V_{DD1} = 5V$ ,  $V_{DD2} = 3.3V$  时 (除非另有说明)

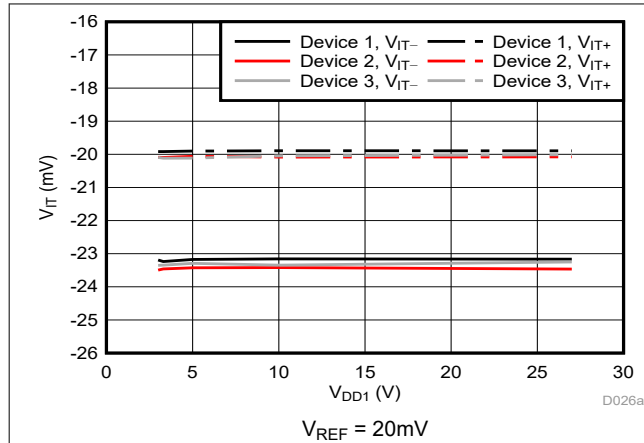


图 6-35. Cmp1 跳变阈值与电源电压间的关系

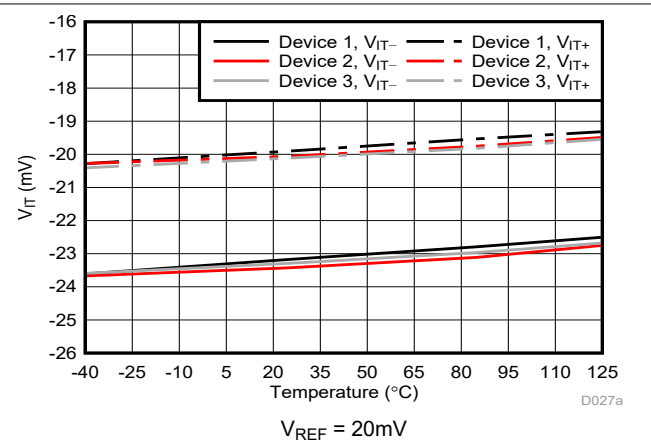


图 6-36. Cmp1 跳变阈值与温度间的关系

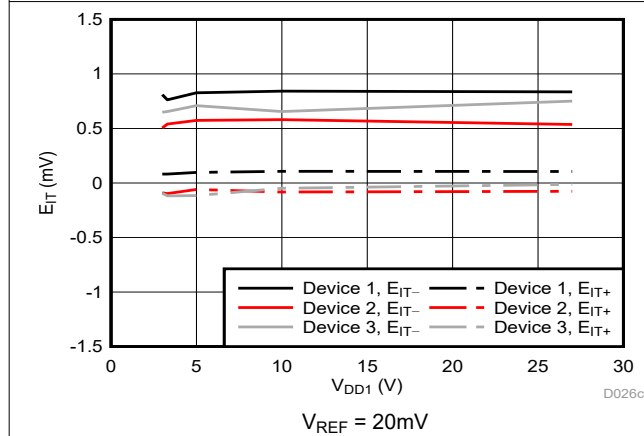


图 6-37. Cmp1 跳变阈值误差与电源电压间的关系

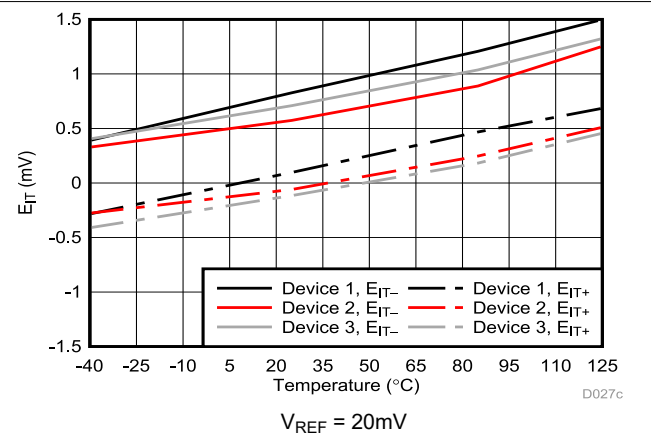


图 6-38. Cmp1 跳变阈值误差与温度间的关系

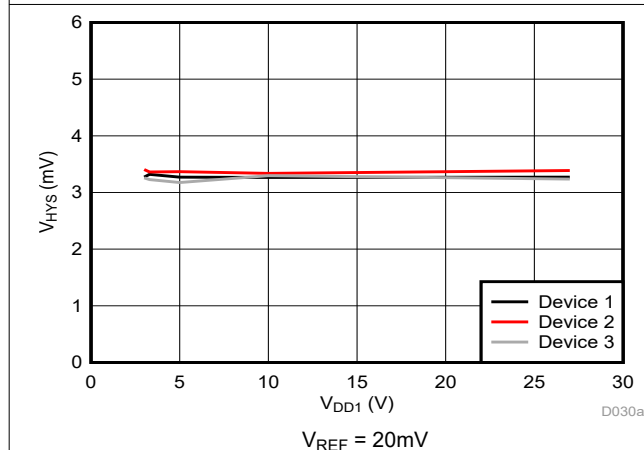


图 6-39. Cmp1 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

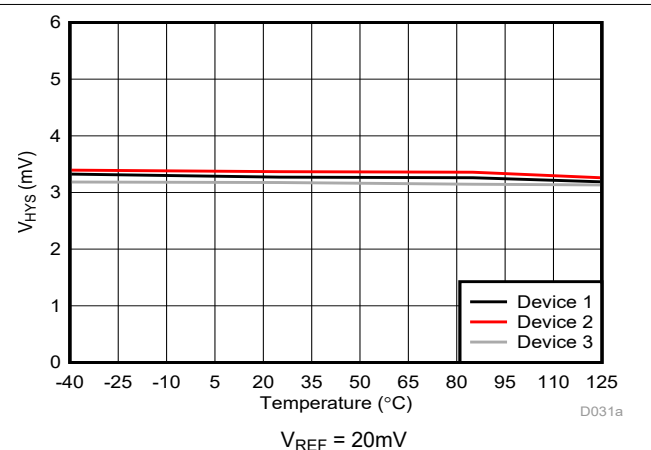


图 6-40. Cmp1 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

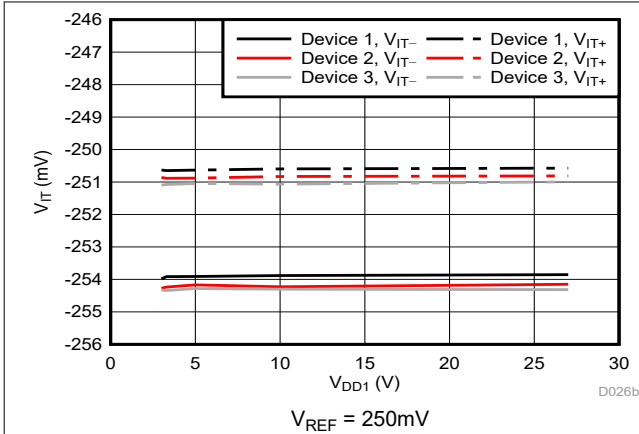


图 6-41. Cmp1 跳变阈值与电源电压间的关系

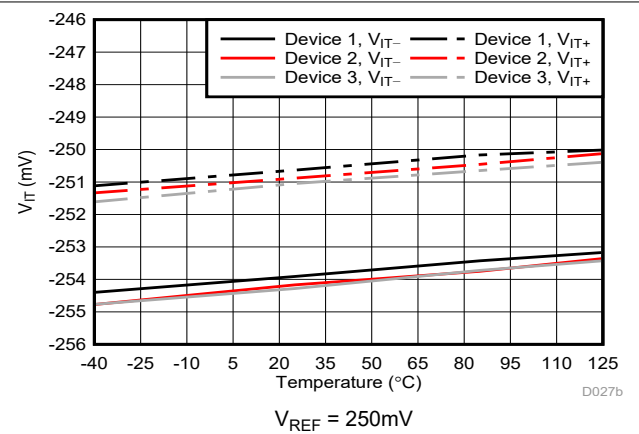


图 6-42. Cmp1 跳变阈值与温度间的关系

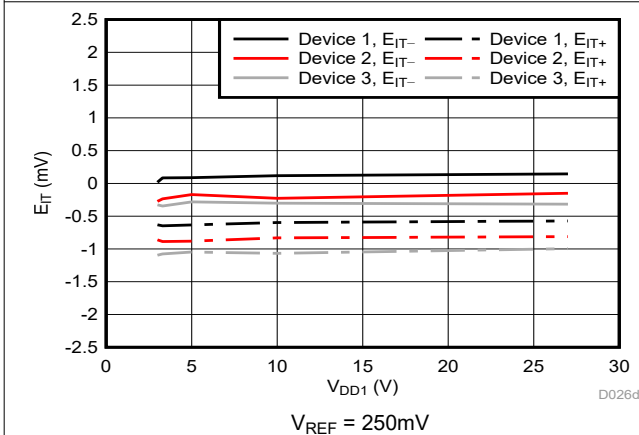


图 6-43. Cmp1 跳变阈值误差与电源电压间的关系

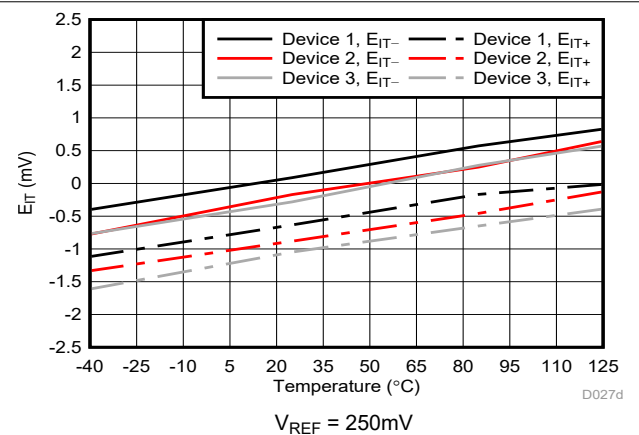


图 6-44. Cmp1 跳变阈值误差与温度间的关系

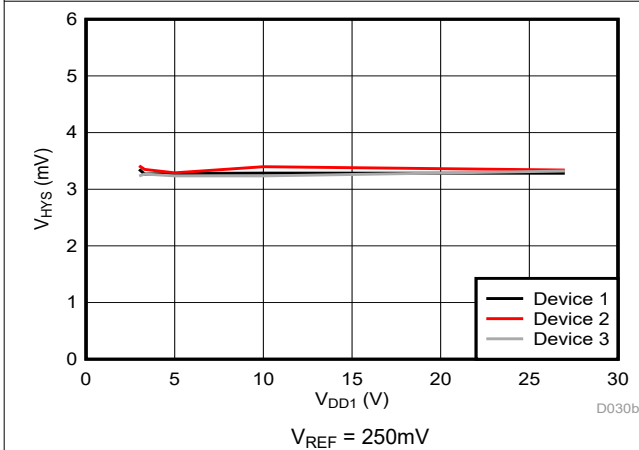


图 6-45. Cmp1 跳变阈值迟滞与电源电压间的关系

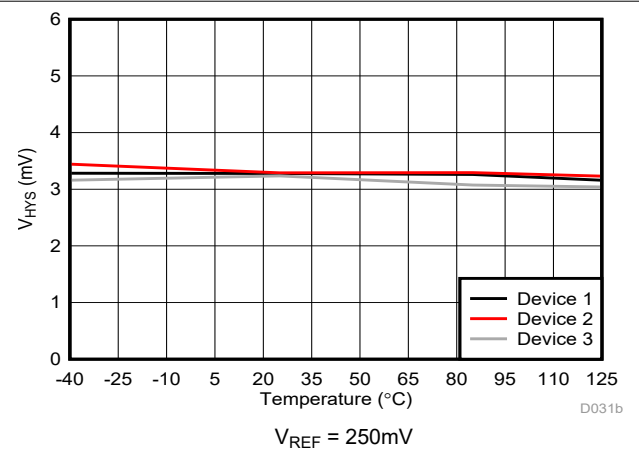


图 6-46. Cmp1 跳变阈值迟滞与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

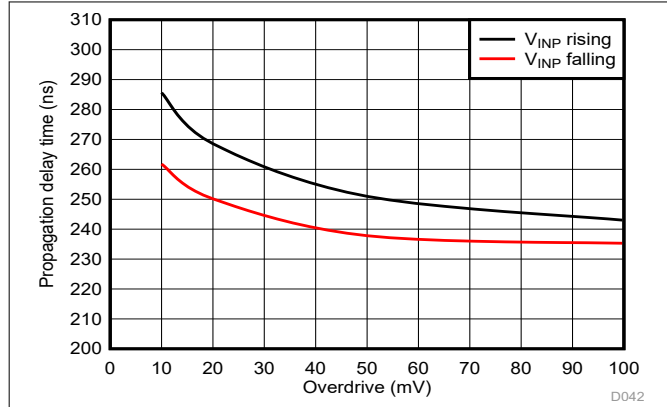


图 6-47. Cmp2 传播延迟与过驱间的关系

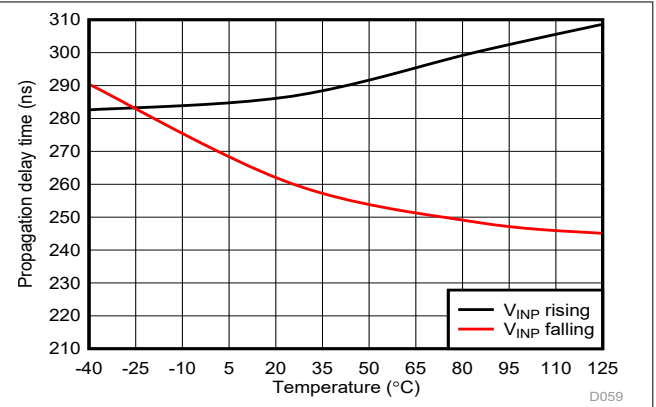


图 6-48. Cmp2 传播延迟与温度间的关系

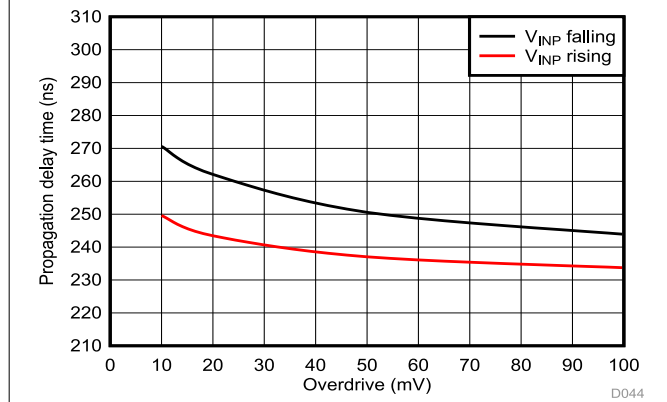


图 6-49. Cmp3 传播延迟与过驱间的关系

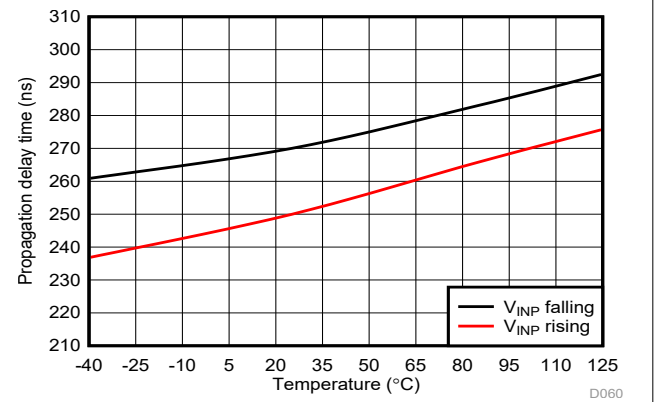


图 6-50. Cmp3 传播延迟与温度间的关系

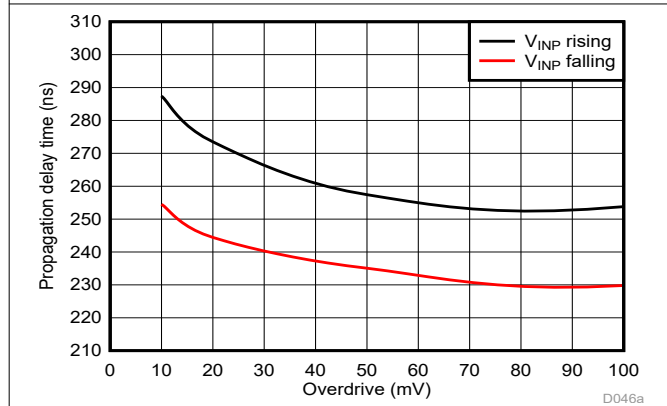


图 6-51. Cmp0 传播延迟与过驱间的关系

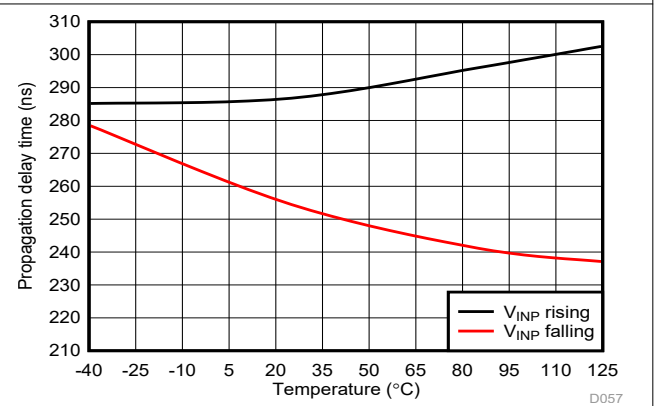


图 6-52. Cmp0 传播延迟与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )

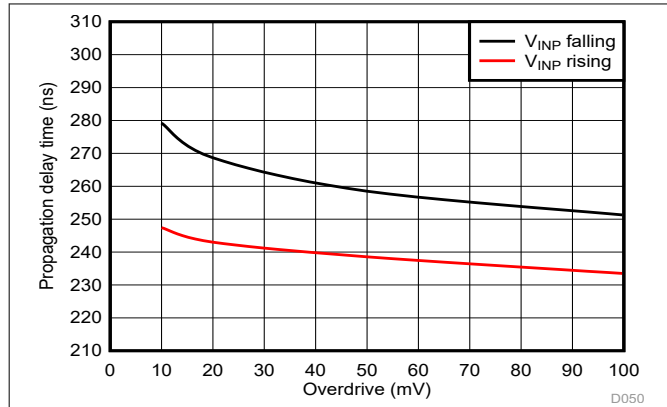


图 6-53. Cmp1 传播延迟与过驱间的关系

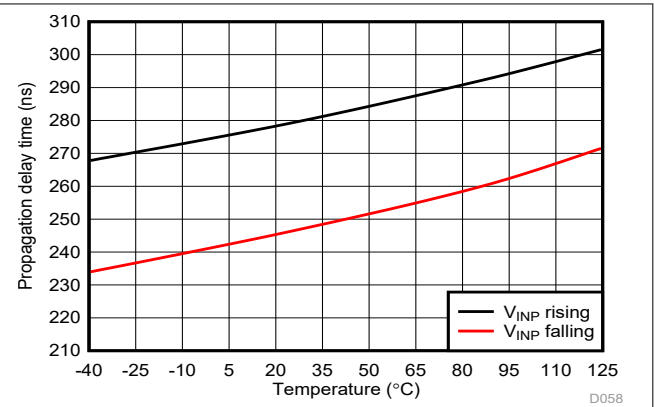


图 6-54. Cmp1 传播延迟与温度间的关系

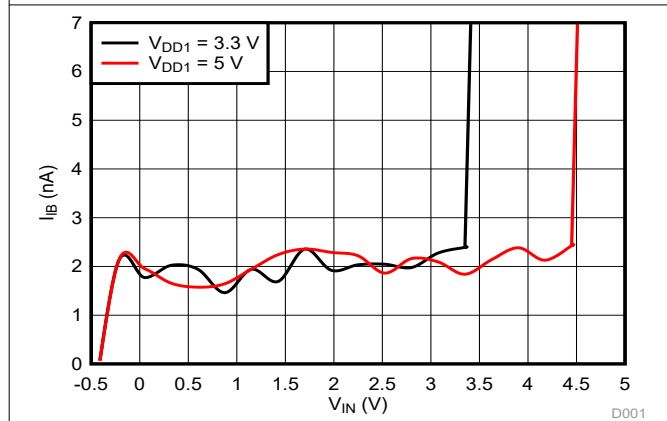


图 6-55. 输入偏置电流与输入电压间的关系

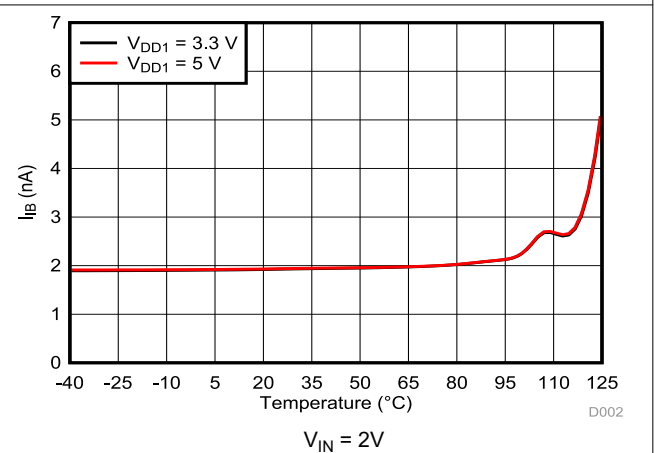


图 6-56. 输入偏置电流与温度间的关系

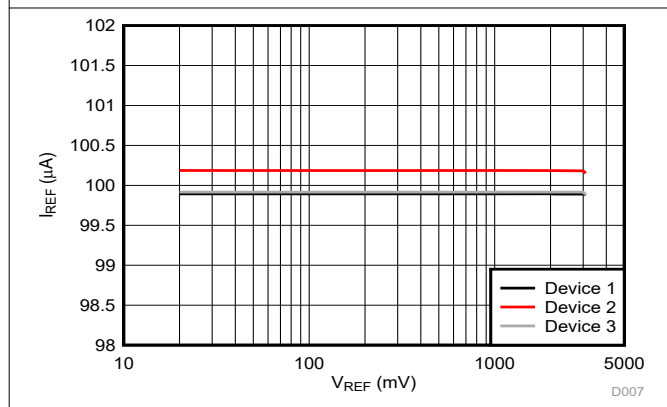


图 6-57. 基准电流与基准电压间的关系

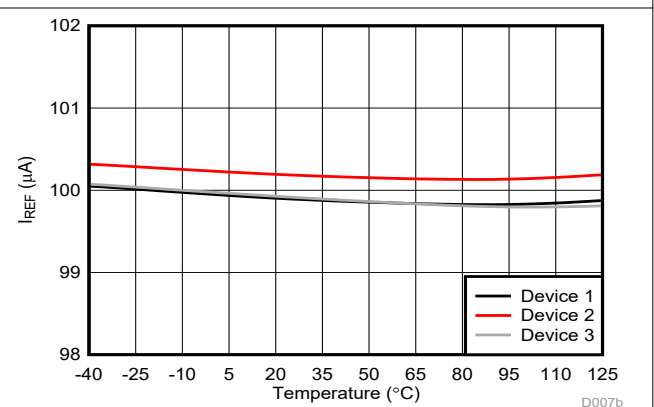
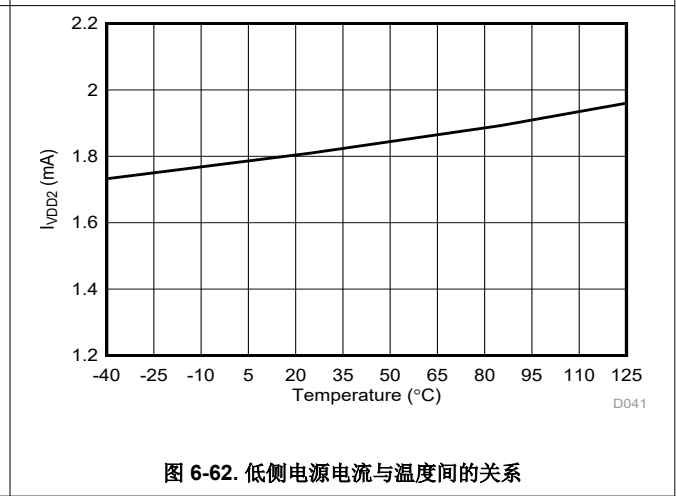
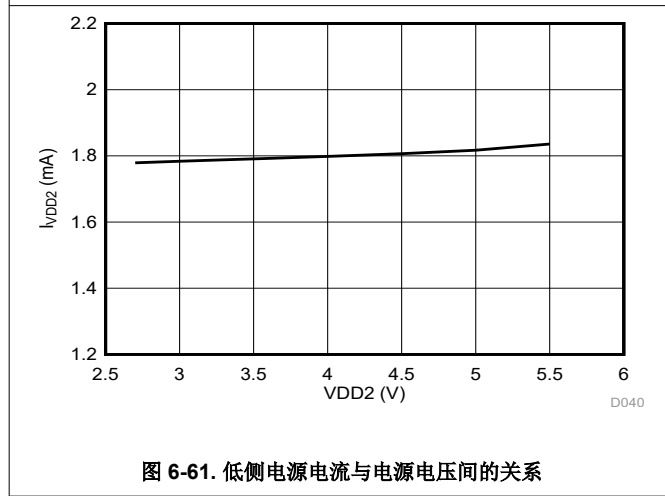
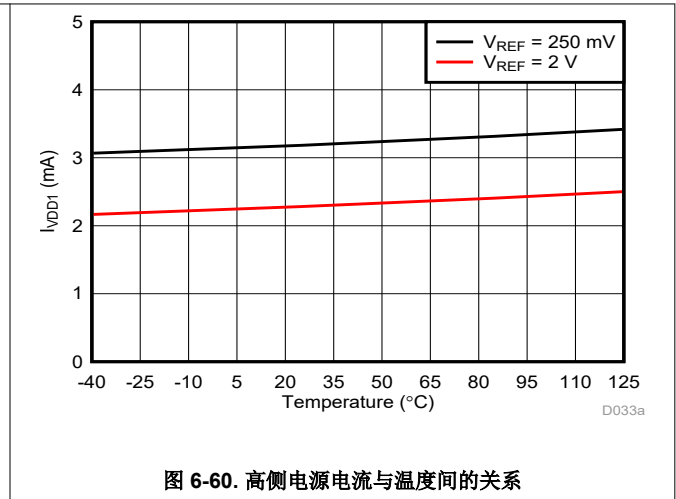
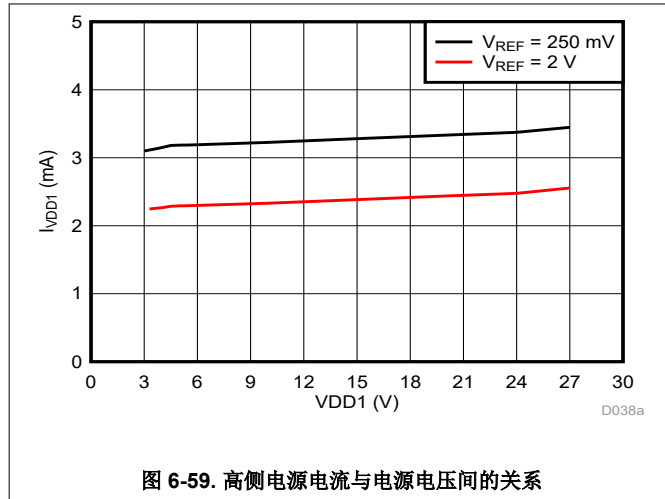


图 6-58. 基准电流与温度间的关系

### 6.13 典型特性 (continued)

在 VDD1 = 5V , VDD2 = 3.3V 时 ( 除非另有说明 )



## 7 详细说明

### 7.1 概述

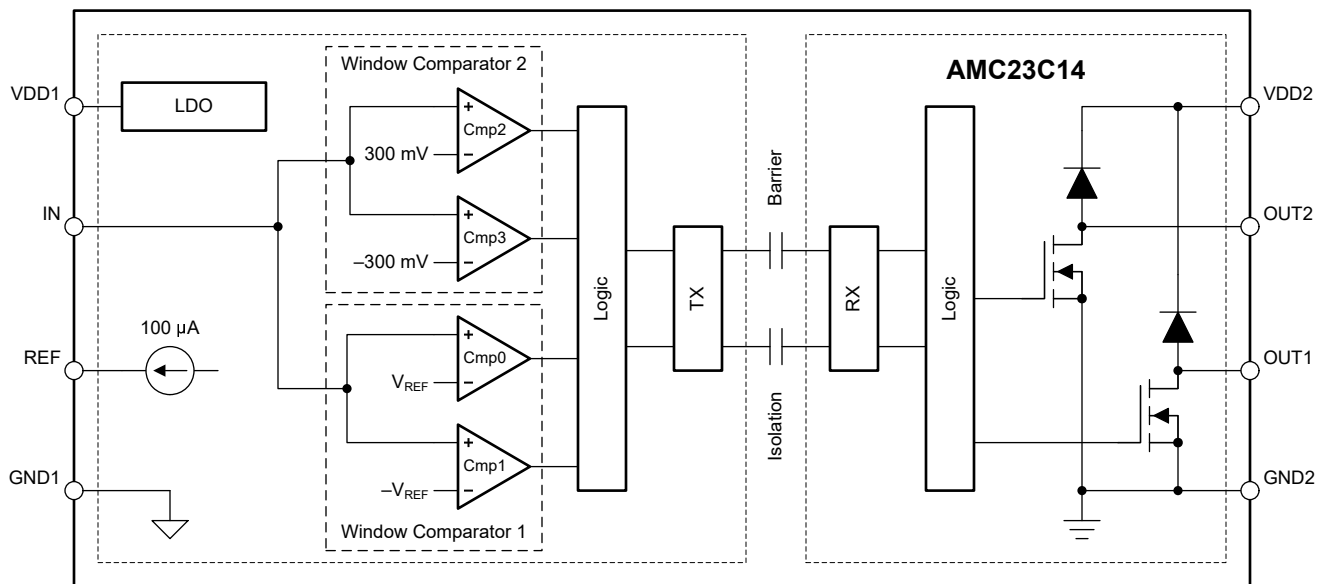
AMC23C14 是一款具有开漏输出的双路隔离式窗口比较器。窗口比较器 1 由比较器 Cmp0 和 Cmp1 构成，窗口比较器 2 由比较器 Cmp2 和 Cmp3 构成。Cmp0 和 Cmp2 将输入电压 ( $V_{IN}$ ) 与各自的正阈值 ( $V_{IT+}$ ) 进行比较，Cmp1 和 Cmp3 将输入电压 ( $V_{IN}$ ) 与各自的负阈值 ( $V_{IT-}$ ) 进行比较。上述  $V_{IT+}$  和  $V_{IT-}$  阈值具有相同的幅度，但符号不同，因此这两个窗口比较器的窗口电压以 0V 为中心。窗口比较器 2 具有  $\pm 300\text{mV}$  的固定阈值。窗口比较器 1 具有  $\pm 20\text{mV}$  至  $\pm 300\text{mV}$  的可调阈值，该阈值通过一个内部生成的  $100\ \mu\text{A}$  基准电流和一个外部电阻器进行调节。

当输入电压 ( $V_{IN}$ ) 超出各自的比较窗口时，开漏输出主动拉至低电平，但在其他情况下则处于高阻抗状态。

当 REF 引脚上的电压大于  $V_{MSEL}$  时，该器件在正比较器模式下工作。此模式对于监测正电压电源时尤其有用。两个负比较器 (Cmp1 和 Cmp3) 都处于禁用状态，只有正比较器 (Cmp0 和 Cmp2) 正常运行。此模式中的基准电压可高达 2.7V。

该器件高压侧与低压侧之间的电气隔离通过跨过基于  $\text{SiO}_2$  的增强型电容式隔离栅发送比较器状态来实现。此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报告](#) 所述。AMC23C14 中用于跨过隔离栅发送数据的数字调制方案，以及隔离栅本身的特征，可实现高可靠性和共模瞬态抗扰度。

### 7.2 功能方框图



## 7.3 特性说明

### 7.3.1 模拟输入

AMC23C14 采用单个输入来驱动两个窗口比较器。窗口比较器 1 具有可调阈值，窗口比较器 2 具有固定阈值。

当输入电压 ( $V_{IN}$ ) 上升到相应的  $V_{IT+}$  阈值以上时，正比较器会发生跳变，其中阈值被定义为基准值加上内部迟滞电压 (例如，对于固定阈值比较器，为  $304\text{mV}$ )。当  $V_{IN}$  降至相应的  $V_{IT-}$  阈值以下时，正比较器会释放，其中该阈值等于基准值 (例如，对于固定阈值比较器，为  $300\text{mV}$ )。当  $V_{IN}$  降至相应的  $V_{IT-}$  阈值以下时，负比较器会发生跳变，其中阈值被定义为负基准值减去内部迟滞电压 (例如，对于固定阈值比较器，为  $-304\text{mV}$ )。当  $V_{IN}$  上升到相应的  $V_{IT+}$  阈值以上时，负比较器会释放，其中该阈值等于负基准值 (例如，对于固定阈值比较器，为  $-300\text{mV}$ )。

$V_{IT+}$  与  $V_{IT-}$  之间的差值被称为 *比较器迟滞*，对于小于  $450\text{mV}$  的基准电压，该差值为  $4\text{mV}$ 。由于存在集成迟滞，AMC23C14 对输入噪声不那么敏感，无需添加外部正反馈来产生迟滞，即可在高噪声环境中稳定工作。当基准值 ( $V_{REF}$ ) 大于  $600\text{mV}$  时，Cmp0 的迟滞会增加到  $25\text{mV}$ 。更多详细信息，请参阅 [基准输入](#) 说明。

图 7-1 展示了迟滞与开关阈值之间关系的时序图。

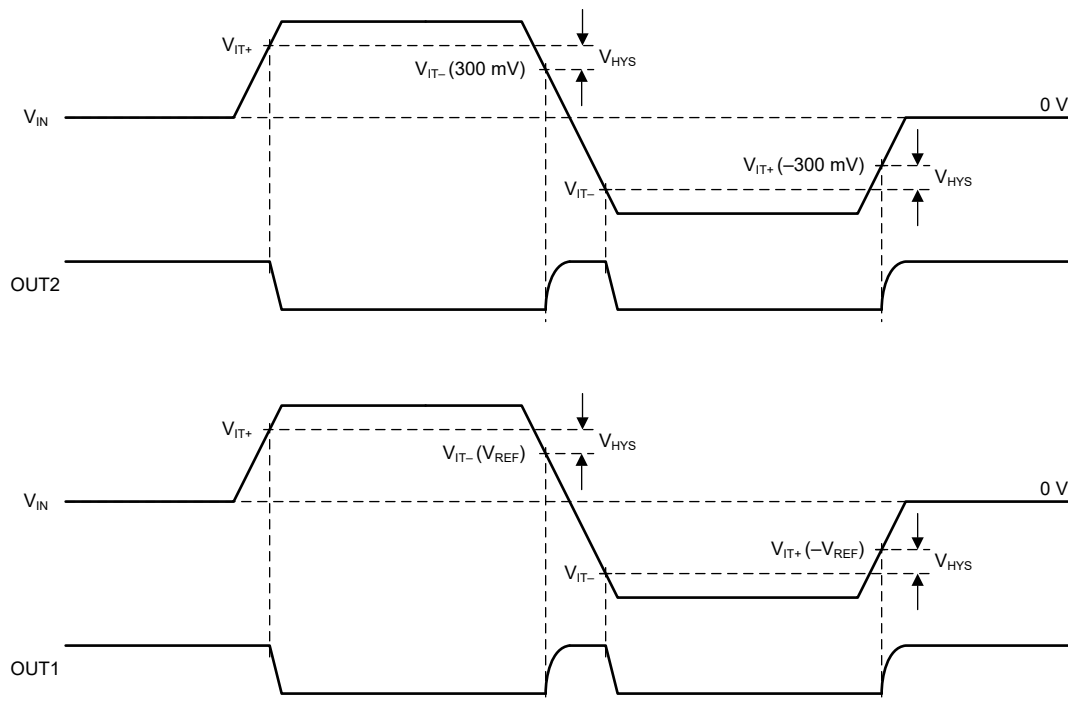


图 7-1. 开关阈值与迟滞

### 7.3.2 基准输入

REF 引脚上的电压决定窗口比较器 1 的跳变阈值。内部精密电流源会强制 100  $\mu$ A 的电流流过从 REF 引脚连接到 GND1 的外部电阻器。电阻器上产生的电压 ( $V_{REF}$ ) 等于正负跳变阈值的幅度；请参阅图 7-1。将一个 100nF 电容器与电阻器并联放置，以对基准电压进行滤波。在上电期间，此电容器必须由 100  $\mu$ A 电流源充电，且充电时间可能超过高侧消隐时间 ( $t_{HS,BLK}$ )。在这种情况下，如图 7-2 所示，窗口比较器 1 可能会在高侧消隐时间过期后输出错误的状态，直到  $V_{REF}$  达到其最终值。有关上电行为的更多详细信息，请参阅[上电和断电行为](#)一节。

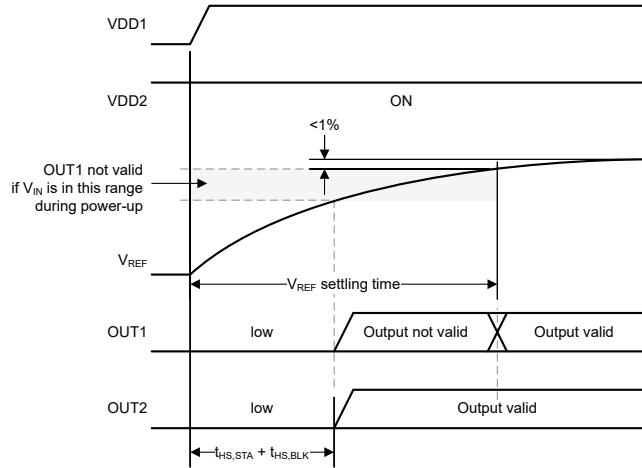


图 7-2. 导致基准电压趋稳时间过长时的输出行为

REF 引脚上的电压还决定负比较器 (Cmp1、Cmp3) 的功能和正比较器 (Cmp0) 的迟滞，如[功能方框图](#)所示。如果  $V_{REF}$  超过[规格](#)表中定义的  $V_{MSEL}$  阈值，两个负比较器 (Cmp1 和 Cmp3) 会被禁用，而 Cmp0 的迟滞会从 4mV (典型值) 增加到 25mV。正比较器模式适用于需要更高输入电压和更高抗噪性能的电位监测应用。

该基准引脚可由外部电压源驱动以在工作期间更改比较器阈值。不过，在正常工作期间，请勿动态驱动  $V_{REF}$  越过  $V_{MSEL}$  阈值，因为这样做会改变 Cmp0 比较器的迟滞，并可能导致 OUT1 输出的意外切换。

图 7-3 显示了模式选择时序图。

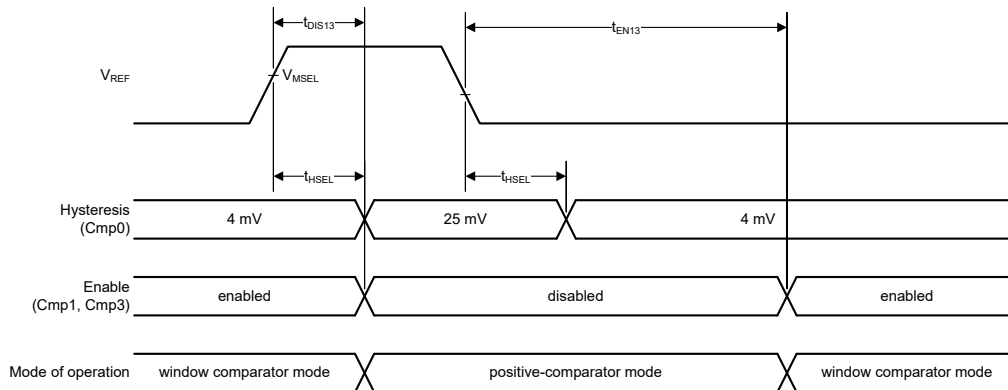


图 7-3. 模式选择



### 7.3.3 隔离通道信号传输

AMC23C14 使用开关键控 (OOK) 调制方案 (如 [图 7-4](#) 所示), 跨过基于  $\text{SiO}_2$  的隔离栅来传输比较器输出状态。[功能方框图](#) 所示发送驱动器 (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, 不发送信号则指示数字零。

隔离栅另一端的接收器 (RX) 会恢复并解调信号, 然后向驱动开漏输出缓冲器的逻辑提供数据。AMC23C14 传输通道经过优化, 可实现最高的共模瞬态抗扰度 (CMTI) 和最小的辐射发射 (高频载波和 RX/TX 缓冲器开关所致)。

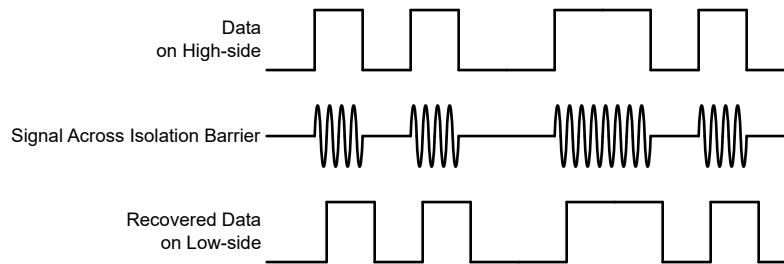


图 7-4. 基于 OOK 的调制方案

### 7.3.4 开漏数字输出

AMC23C14 具有两个开漏输出, 每个窗口比较器都有一个开漏输出。如 [图 7-1](#) 所示, 当  $|V_{IN}|$  超过 REF 引脚上的电压定义的阈值时, OUT1 主动拉至低电平。当  $|V_{IN}|$  超过由内部 300mV 基准定义的阈值时, OUT2 主动拉至低电平。

开漏输出通过二极管连接到 VDD2 电源 (请参阅 [功能方框图](#)), 这意味着在较大的电流开始流向 OUTx 引脚前, 不能将这些输出拉高到超过 VDD2 电源 500mV。特别是, 如果 VDD2 为 GND2 电平, 该开漏输出会被钳位至一个高于地的二极管电压。这种行为由 [图 7-5](#) 至 [图 7-10](#) 中的灰色阴影表示。

在系统级别上, 开漏信号线的 CMTI 性能取决于上拉电阻的值。在具有高压摆率 (高  $dV/dt$ ) 的共模瞬态事件期间, 由于印刷电路板 (PCB) 高侧和低侧之间的寄生电容耦合, 开漏信号线可能被拉至低电平。寄生耦合对信号电平的影响是上拉强度的函数, 上拉电阻值越小, CMTI 性能越好。AMC23C14 的特点是上拉电阻值较弱, 为  $10\text{ k}\Omega$ , 以确保在具有  $4.7\text{ k}\Omega$  或更低的上拉电阻的典型应用中满足指定的 CMTI 性能。

### 7.3.5 上电和断电行为

当低侧电源 (VDD2) 开启时, 两个开漏输出都以高阻抗状态 (高阻态) 上电。上电后, 如果高侧还未正常运行, 两个输出都会主动拉至低电平。这种情况在低侧启动时间加上高侧故障检测延迟时间 ( $t_{LS,STA} + t_{HS,FLT}$ ) 之后发生, 如图 7-5 所示。类似地, 如果正常工作期间高侧电源电压降至欠压阈值 ( $VDD1_{UV}$ ) 以下并且持续时间超过高侧故障检测延迟时间, 则两个输出都会被拉至低电平, 如图 7-8 所示。此延迟让系统能够在高侧电源缺失时可靠地关断。

比较器高侧和低侧之间的通信具有一定的延迟, 即高侧消隐时间 ( $t_{HS,BLK}$ , 在高压侧实现的时间常数), 以便内部 300mV 基准和 REF 引脚的电压能够建立, 同时避免在上电期间意外切换比较器输出。

图 7-5 至图 7-10 展示了典型的上电和断电情况。

在图 7-5 中, 低侧电源 (VDD2) 开启, 但高侧电源 (VDD1) 保持关闭。两个输出都默认以高阻态上电。经过  $t_{HS,FLT}$  后, 两个输出都被拉至低电平, 指示高侧出现无电源故障。

在图 7-6 中, 高侧电源 (VDD1) 在低侧电源 (VDD2) 开启很长时间后开启。两个输出最初都处于低电平有效状态; 请参阅实例 (1)。在高侧电源启用后, 需要保持一段时间 ( $t_{HS,STA} + t_{HS,BLK}$ ), 器件才会正常运行, 并且两个输出都会反映窗口比较器的当前状态。

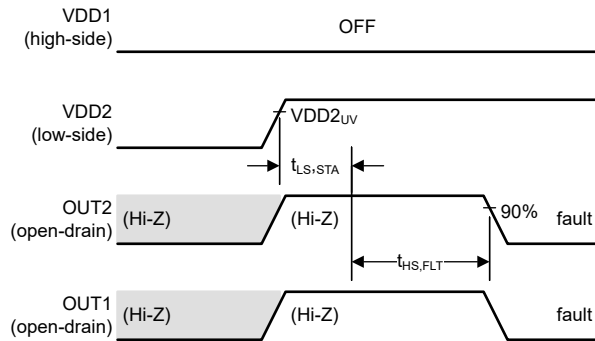


图 7-5. VDD2 开启且 VDD1 保持关闭

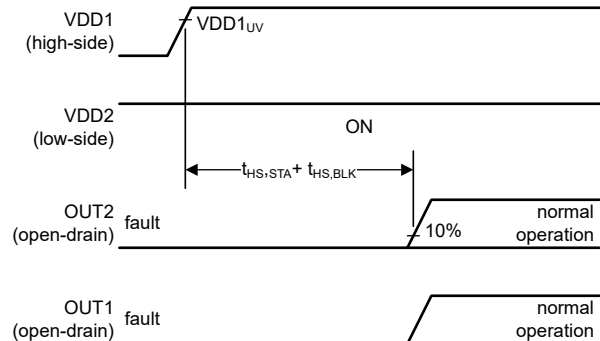


图 7-6. VDD2 保持开启；VDD1 开启  
(长延迟)

在图 7-7 中, 低侧电源 (VDD2) 开启, 然后在短暂延迟后, 高侧电源 (VDD1) 开启。两个输出最初都处于高阻态。高侧故障检测延迟 ( $t_{HS,FLT}$ ) 短于高侧消隐时间 ( $t_{HS,BLK}$ ), 因此在经过  $t_{HS,FLT}$  后, 两个输出都被拉至低电平, 指示高侧尚未正常工作。经过高侧消隐时间 ( $t_{HS,BLK}$ ) 后, 器件才会正常运行, 并且两个输出都会反映窗口比较器的当前状态。

在图 7-8 中, 高侧电源 (VDD1) 关闭, 接着低侧电源 (VDD2) 关闭。经过高侧故障检测延迟时间 ( $t_{HS,FLT}$ ) 后, 两个输出都主动拉至低电平。一旦 VDD2 降至  $VDD2_{UV}$  阈值以下, 两个输出都会进入高阻态。

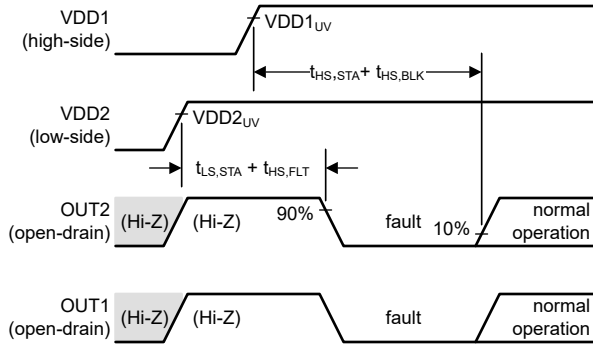


图 7-7. VDD2 和 VDD1 先后开启  
(短暂延迟)

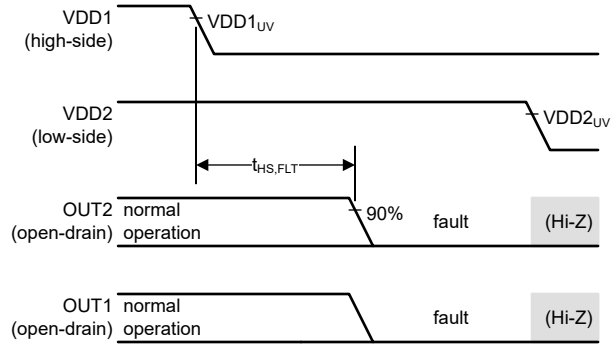


图 7-8. VDD1 和 VDD2 先后关闭

在图 7-9 中，低侧电源 (VDD2) 会在高侧完全上电后 (VDD1 与 VDD2 之间的延迟大于  $(t_{HS,STA} + t_{HS,BLK})$ ) 开启。两个输出都以高阻态启动。经过低侧启动时间 ( $t_{LS,STA}$ ) 后，器件会进入正常工作状态。

在图 7-10 中，低侧电源 (VDD2) 会关闭，接着高侧电源 (VDD1) 会关闭。一旦 VDD2 降至  $VDD2_{UV}$  阈值以下，两个输出都会进入高阻态。

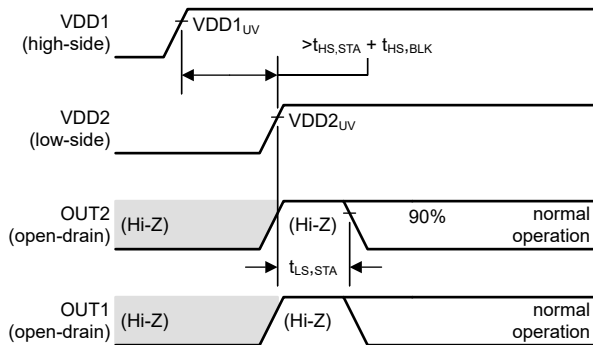


图 7-9. VDD1 和 VDD2 先后开启  
(长延迟)

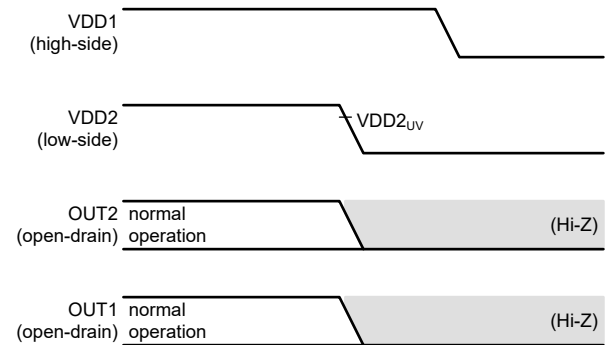


图 7-10. VDD2 和 VDD1 先后关闭

### 7.3.6 VDD1 欠压和失去电源行为

欠压是指这样一种情况：VDD1 电源电压降至规定的工作电压范围以下，但器件仍工作正常。失去电源是指这样一种情况：VDD1 电源电压降至某个电平以下，此时器件将停止工作。根据持续时间和电压电平，在器件的输出端可能会也可能不会注意到欠压情况。失去电源情况则始终会体现在隔离比较器的输出端。

图 7-11 至图 7-13 显示了典型的欠压和失去电源情况。

在图 7-11 中，VDD1 降至欠压检测阈值 ( $VDD1_{UV}$ ) 以下，但在高侧故障检测延迟时间 ( $t_{HS,FLT}$ ) 过期之前恢复正常。该欠压事件对比较器输出没有影响。

在图 7-12 中，VDD1 降至欠压检测阈值 ( $VDD1_{UV}$ ) 以下并且持续时间超过高侧故障检测延迟时间 ( $t_{HS,FLT}$ )。欠压情况被检测为故障，同时在经过  $t_{HS,FLT}$  的延迟后，两个输出都会被拉至低电平。一旦 VDD1 恢复到  $VDD1_{UV}$  阈值以上，器件就会恢复正常工作。

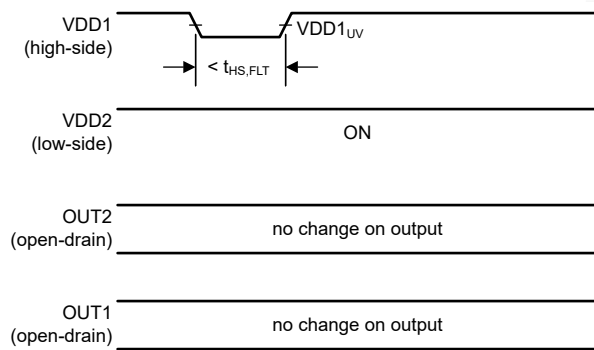


图 7-11. VDD1 上短暂欠压事件的输出响应

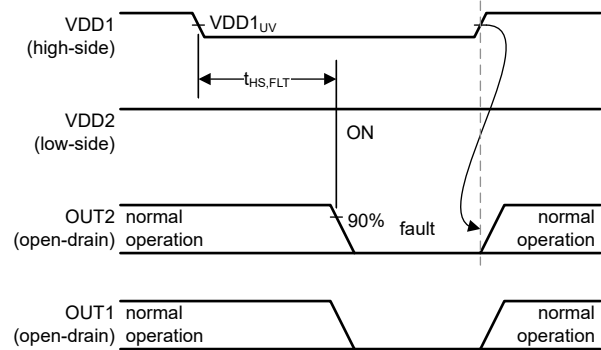


图 7-12. VDD1 上较长欠压事件的输出响应

在图 7-13 中，VDD1 降至上电复位 (POR) 阈值 ( $VDD1_{POR}$ ) 以下。失去电源情况被检测为故障，同时在经过  $t_{HS,FLT}$  延迟后，两个输出会被拉至低电平。VDD1 恢复到  $VDD1_{UV}$  阈值以上后，器件会在经过  $t_{HS,STA} + t_{HS,BLK}$  延迟后恢复正常运行。

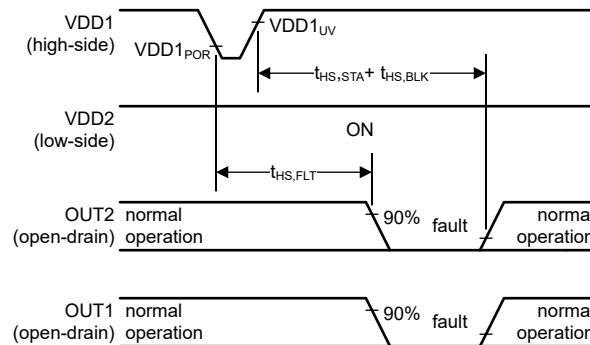


图 7-13. VDD1 上失去电源事件的输出响应

## 7.4 器件功能模式

施加电源电压 VDD1 和 VDD2 时，AMC23C14 器件可正常运行，如 [建议运行条件](#) 表中所述。

当 REF 引脚上的电压低于  $V_{MSEL}$  阈值时，高侧的四个比较器 ( Cmp0 至 Cmp3 ) 用作两个独立的窗口比较器。如果 REF 引脚上的电压超过  $V_{MSEL}$  阈值，负比较器 ( Cmp1 和 Cmp3 ) 将被禁用，而 Cmp0 和 Cmp2 用作两个独立的正比较器，如 [基准输入](#) 一节中所述。

## 8 应用和实施

### 备注

以下应用部分中的信息不属于 TI 器件规格的范围，TI 不担保其准确性和完整性。TI 的客户应负责确定器件是否适用于其应用。客户应验证并测试其设计，以确保系统功能。

### 8.1 应用信息

AMC23C14 具有低响应时间、高共模瞬态抗扰度 (CMTI) 和增强型的隔离栅，旨在为恶劣和嘈杂环境中的高压应用提供快速且可靠的过流和过压检测。

### 8.2 典型应用

#### 8.2.1 过流和短路电流检测

快速过流和短路电流检测是直流/直流转换器和电机控制应用的一项常见要求，可以使用 AMC23C14 隔离式窗口比较器来实现，如图 8-1 所示。

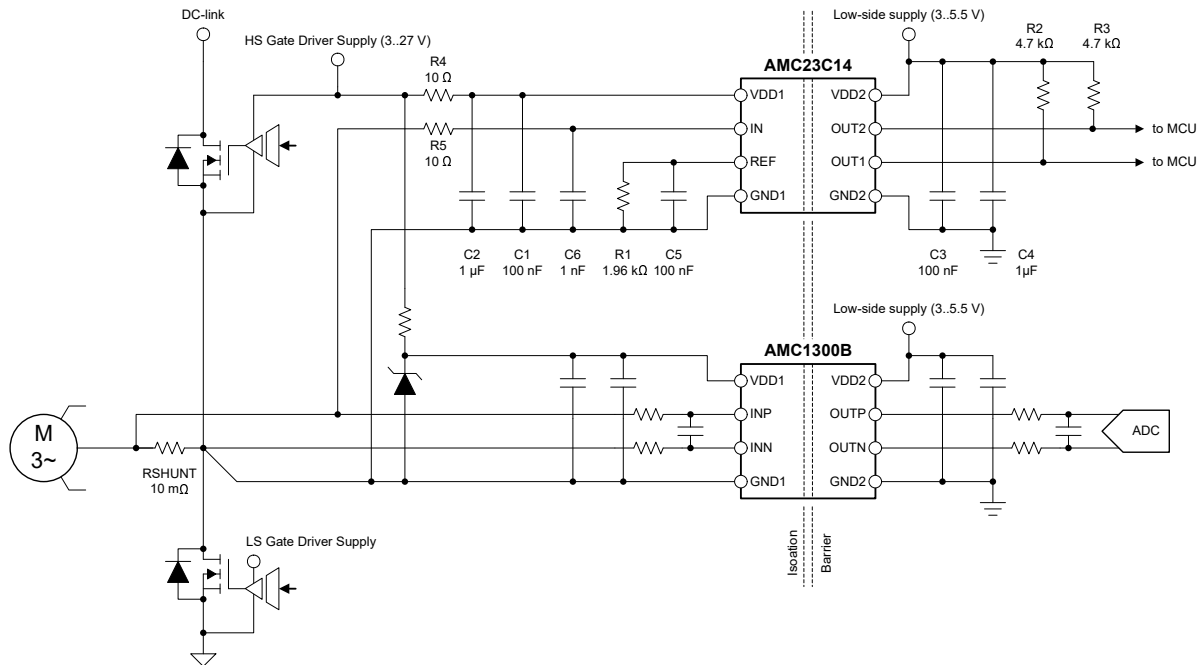


图 8-1. 使用 AMC23C14 进行过流和短路检测

流经外部分流电阻器 RSHUNT 的负载电流会产生压降，该电压降由 AMC1300B 检测以用于控制目的。与电流感应放大器并联的 AMC23C14 监控相同的电压，并为正负故障电流检测提供快速感应路径。过流检测的跳变阈值由外部电阻 R1 设置。短路检测的跳变阈值由内部 300mV 基准固定。过流条件在 OUT1 上发出信号，短路条件在 OUT2 上发出信号。

如图 8-1 所示，高侧的集成低压差 (LDO) 稳压器允许将 VDD1 输入直接连接到常用的悬空栅极驱动器电源。另外，AMC23C14 可与 AMC1300B 共享稳压电源。在这种情况下，AMC23C14 的 VDD1 引脚直接连接到 AMC1300B 的 VDD1 引脚，并且不需要 R4。AMC23C14 的快速响应时间和高共模瞬态抗扰度 (CMTI) 确保了即便在高噪声环境中，也能可靠、准确地工作。

#### 8.2.1.1 设计要求

表 8-1 列出了图 8-1 中应用示例的参数。

**表 8-1. 设计要求**

参数	值
高侧电源电压	3 V 至 27 V
低侧电源电压	2.7V 至 5.5V
分流电阻器值	10mΩ
AMC1300B 的线性输入电压范围	±250mV
最大峰值电机电流	±25A
过流检测阈值	±20A
短路电流检测阈值	±30A

### 8.2.1.2 详细设计过程

本例中，分流电阻器的值为 10mΩ，由 AMC1300B 电流检测放大器 (±250mV) 的线性输入电压范围和满量程电流 ±25A 确定。AMC23C14 的短路电流检测阈值是一个固定的 300mV 值，并将短路电流阈值设置为 30A。

在所需的 20A 过流检测电平条件下，分流电阻器上的压降为  $10\text{m}\Omega \times 20\text{A} = 200\text{mV}$ 。窗口比较器 1 的正向跳变阈值为  $V_{\text{REF}} + V_{\text{HYS}}$ ，其中  $V_{\text{HYS}}$  为 4mV (如 [电气特征](#) 表中所述)，而  $V_{\text{REF}}$  为连接在 REF 与 GND1 引脚之间的 R1 上的电压。R1 的计算公式为  $(V_{\text{TRIP}} - V_{\text{HYS}}) / I_{\text{REF}} = (200\text{mV} - 4\text{mV}) / 100 \mu\text{A} = 1.96\text{k}\Omega$ ，并与 E96 系列中的值匹配 (1% 准确度)。

比较器的输入端放置了一个 10Ω、1nF RC 滤波器 (R5、R6)，用于过滤输出信号并降低噪声敏感度。该滤波器增加了  $10\Omega \times 1\text{nF} = 10\text{ns}$  的传播延迟，在计算保护电路的总体响应时间时必须考虑该延迟。如果系统可以承受额外的延迟，那么使用较大的滤波常数有助于提高噪声抗扰度。

表 8-2 汇总了该设计的关键参数。

**表 8-2. 过流和短路检测设计示例**

参数	值
基准电阻值 (R1)	1.96kΩ
基准电容值 (C5)	100nF
基准电压	196 mV
基准电压趋稳时间 (达到最终值的 90%)	470 μs
过流跳变阈值 (上升)	200 mV/20.0 A
过流跳变阈值 (下降)	196 mV/19.6 A
短路电流跳变阈值 (上升)	304 mV/30.4 A
短路电流跳变阈值 (下降)	300 mV/30.0 A

### 8.2.2 过压和欠压检测

工业 I/O 模块通常由外部现场电源供电，其标称电压为 24V 且容差为 -15% 至 +20%。在安全关键型应用中，控制器端可能需要知道电压是否在正确运行的有效范围内。图 8-2 展示了应用中的 AMC23C14，该应用监控高侧的 24V 电源并向低侧的可编程逻辑控制器 (PLC) 发送欠压和过压条件信号。

调整分压器 R5 和 R6，在电源低于 20.4V (24V - 15%) 的最低有效工作电压时跳变内部固定 300mV 阈值。在第二步中，当电源电压超过 28.8V (24V + 20%) 时，调整 R1 (连接到 REF 引脚) 的大小使可调阈值比较器跳变。AMC23C14 由现场电源供电，并由齐纳二极管 (Z1) 和分流电阻器 R4 保护，防止电压大于 30V。

当电源低于 20.4V 时，AMC23C14 的两个输出端均处于高阻态。在 20.4V 和 28.8V 之间，OUT1 处于高阻态，而 OUT2 被主动拉至低电平。当电源高于 28.8V 时，两个输出端都被拉低，如图 8-3 所示。

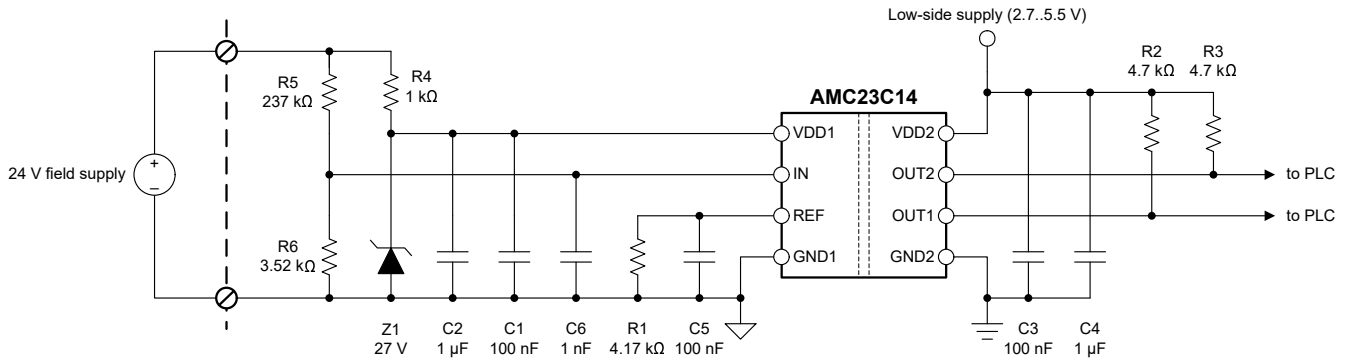


图 8-2. 使用 AMC23C14 进行过压和欠压检测

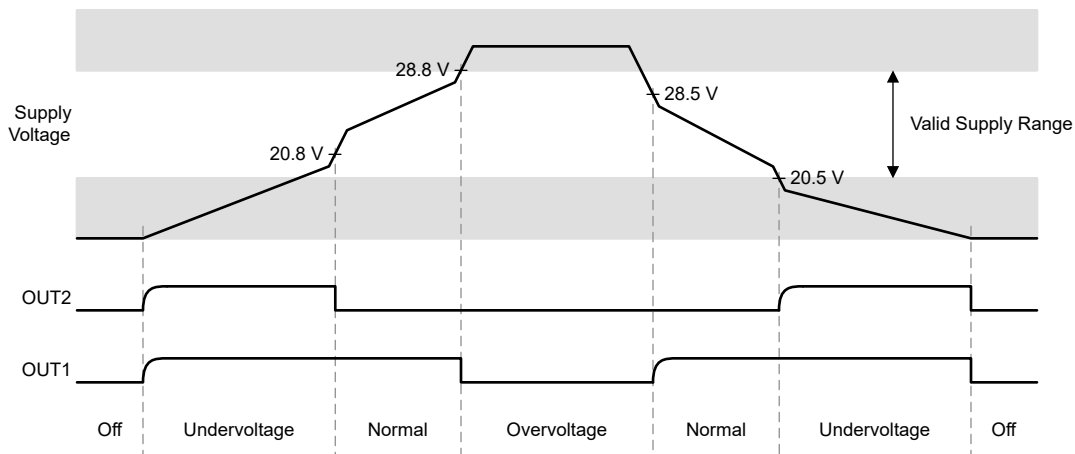


图 8-3. AMC23C14 在电源电压监控器应用中的输出



### 8.2.2.1 设计要求

表 8-1 列出了图 8-2 中应用示例的参数。

表 8-3. 设计要求

参数	值
高侧电源电压	3V 至 27V
低侧电源电压	2.7V 至 5.5V
场电源电压范围	24V, - 15% 至 +20%
欠压检测阈值	20.4 V
过压流检测阈值	28.8 V
电阻分压器中的交叉电流 ( R5、R6 )	100 $\mu$ A

### 8.2.2.2 详细设计过程

额定励磁电源电压 (24V) 下的 100  $\mu$  A 交叉电流要求决定了由 R5 和 R6 组成的电阻分压器的总阻抗为 240k  $\Omega$ 。分压器的阻抗由 R5 决定，因此 R5 选择为 237k  $\Omega$ 。

在 20.4V 的场电源电压下，R6 两端的电压必须等于 300mV 的固定比较器阈值。该值决定分压器分压比，R6 的理想值计算方式为  $R6 = R5 \times 300\text{mV} / (V_{\text{TRIP}} - 300\text{mV})$ ，其中  $V_{\text{TRIP}}$  等于 20.4V。R6 的计算值为 3.54k  $\Omega$ ，而 E192 系列最接近的下限值为 3.52k  $\Omega$ 。

在 R6 和 R5 已知的情况下，可以计算当励磁电源达到 28.8V (有效工作范围的上限) 时比较器输入端的电压。此电压为  $V_2 = 28.8\text{V} \times (R6 / (R5 + R6)) = 421.5\text{mV}$ ，并确定 R1 的值。R1 是连接到 AMC23C14 REF 引脚的电阻。R1 的计算方式为  $(V_2 - V_{\text{HYS}}) / I_{\text{REF}} = (421.5\text{mV} - 4\text{mV}) / 100 \mu\text{A} = 4.17\text{k}\Omega$ 。4.17k  $\Omega$  的值与 E192 系列中的值相匹配。从  $V_2$  中减去比较器迟滞电压 ( $V_{\text{HYS}}$ )，因为比较器在  $V_{\text{REF}} + V_{\text{HYS}}$  处跳变，请参阅图 7-1。

当  $R5 = 237\text{k}\Omega$ 、 $R6 = 3.52\text{k}\Omega$  且  $R1 = 4.17\text{k}\Omega$  时，欠压检测的上升和下降阈值为 20.8V 和 20.5V，过压检测的上升和下降阈值为 28.8V 和 28.5V，请参阅图 8-3。

表 8-4 汇总了该设计的关键参数。

表 8-4. 过压和欠压检测设计示例

参数	值
分压器，顶部电阻值 (R5)	237k $\Omega$
分压器，底部电阻值 (R6)	3.52k $\Omega$
基准电阻值 (R1)	4.17k $\Omega$
基准电容值 (C5)	100nF
基准电压	417 mV
基准电压趋稳时间 (达到最终值的 90%)	960 $\mu$ s
欠压跳变阈值 (上升)	20.5V
欠压跳变阈值 (下降)	20.8 V
过压跳变阈值 (上升)	28.8 V
过压跳变阈值 (下降)	28.5 V

### 8.2.3 应用曲线

图 8-4 显示了 AMC23C14 对振幅为  $720\text{mV}_{\text{PP}}$  的双极三角输入波形的典型响应。当  $V_{\text{IN}}$  超过由 REF 引脚电压 (在本示例中偏置至  $250\text{mV}$ ) 确定的  $\pm 250\text{mV}$  电平时,  $\text{OUT1}$  将切换。当  $V_{\text{IN}}$  超过由固定内部基准值确定的  $\pm 300\text{mV}$  电平时,  $\text{OUT2}$  将切换。

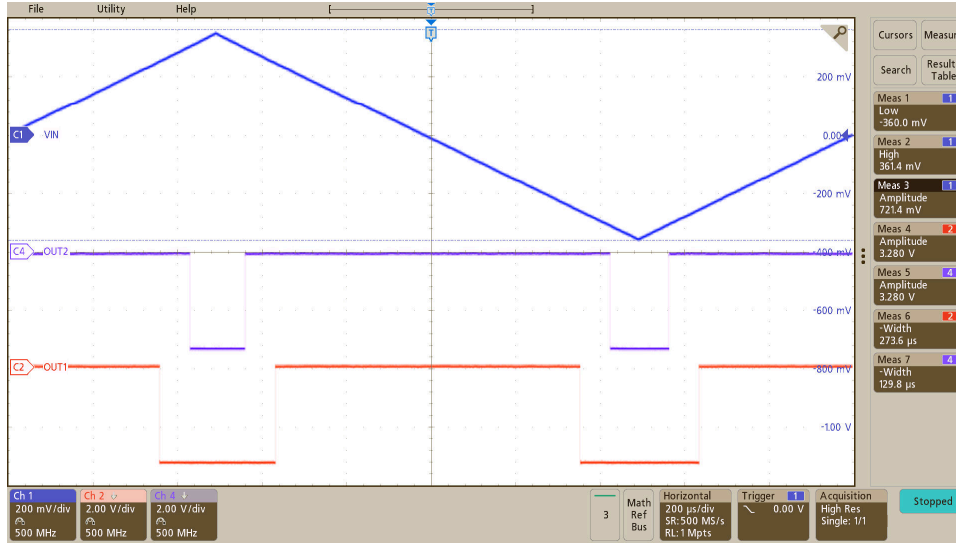


图 8-4. AMC23C14 对三角输入波形的输出响应

AMC23C14 的集成 LDO 极大地放宽了高压侧的电源要求, 并允许通过非稳压变压器、电荷泵和自举电源为器件供电。如 图 8-5 至 图 8-7 所示, 内部 LDO 为内部电路提供稳定的工作电压, 即使在  $2\text{V}_{\text{PP}}$  及更高的纹波电压下, 跳变阈值也能保持基本不受干扰。

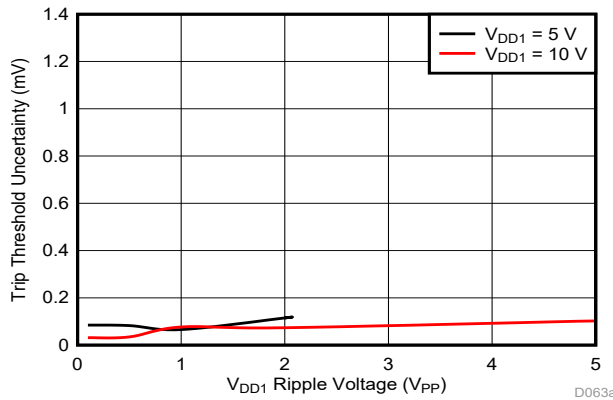


图 8-5. 跳变阈值对  $V_{\text{DD1}}$  纹波电压的灵敏度 (  $\text{Cmp0}$ ,  $f_{\text{RIPPLE}} = 10\text{kHz}$  )

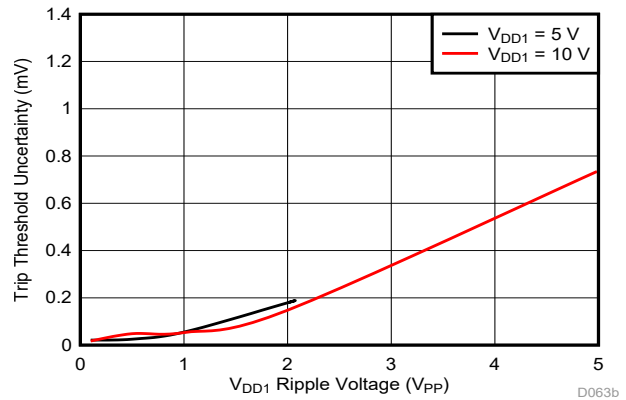


图 8-6. 跳变阈值对  $V_{\text{DD1}}$  纹波电压的灵敏度 (  $\text{Cmp1}$ ,  $f_{\text{RIPPLE}} = 10\text{kHz}$  )

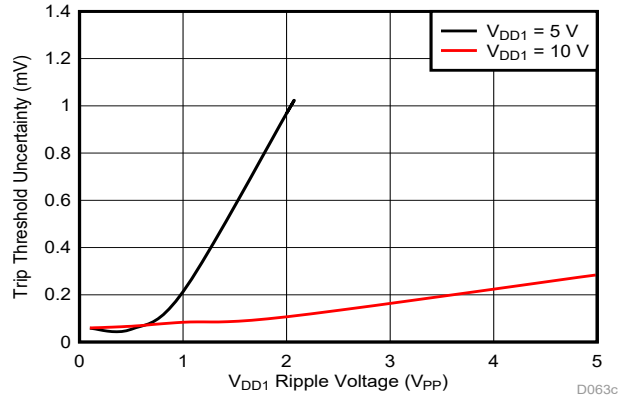


图 8-7. 跳变阈值对 VDD1 纹波电压的灵敏度 ( Cmp2 ,  $f_{\text{RIPPLE}} = 10\text{kHz}$  )

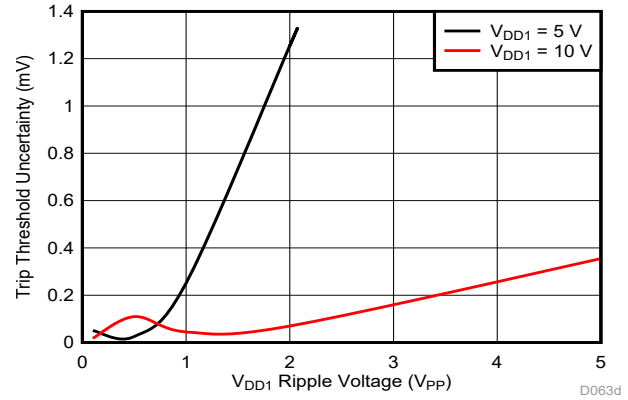


图 8-8. 跳变阈值对 VDD1 纹波电压的灵敏度 ( Cmp3 ,  $f_{\text{RIPPLE}} = 10\text{kHz}$  )

### 8.3 优秀设计实践

检测电阻低侧与 AMC23C14 GND1 引脚之间应保持较短的低阻抗连接。接地线上的任何压降都会增加比较器输入端检测到的电压误差，并导致跳变阈值不准确。

为了获得最佳的共模瞬态抗扰度，应将滤波电容器 C5 尽可能靠近 REF 引脚放置，如图 8-10 所示。如 [开漏数字输出](#) 一节所述，在开漏输出上使用低值上拉电阻 ( $<10\text{k}\Omega$ )，以最大限度地减少共模瞬态事件期间电容耦合对开漏信号线的影响。

对于双向电流检测应用，请勿超过 [建议运行条件](#) 表中规定的  $300\text{mV}$   $V_{\text{REF}}$  限值。请勿在 REF 引脚偏置接近  $V_{\text{MSEL}}$  阈值 ( $450\text{mV}$  至  $600\text{mV}$  范围) 的情况下运行该器件，以避免 Cmp0 迟滞出现动态切换，如 [基准输入](#) 一节所述。

AMC23C14 提供了有限的  $200\ \mu\text{s}$  消隐时间 ( $t_{\text{HS,BLK}}$ )，以便在启动期间使基准电压 ( $V_{\text{REF}}$ ) 趋稳。对于许多应用而言，基准电压趋稳所需的时间都要超过  $200\ \mu\text{s}$  消隐时间，并且比较器的输出可能会在系统启动期间出现短时脉冲波干扰，如图 7-2 所示。在整个系统启动设计中需要考虑基准电压建立时间。

## 8.4 电源相关建议

AMC23C14 无需任何特定的上电时序。高侧电源 (VDD1) 通过与低 ESR、 $1\mu\text{F}$  电容器 (C2) 并联的低 ESR、 $100\text{nF}$  电容器 (C1) 进行去耦。低侧电源 (VDD2) 同样通过与低 ESR、 $1\mu\text{F}$  电容器 (C4) 并联的低 ESR、 $100\text{nF}$  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 8-9 展示了 AMC23C14 的去耦示意图。

对于高 VDD1 电源电压 ( $>5.5\text{V}$ )，可将 VDD1 电源与  $10\ \Omega$  电阻器 (R4) 串联在一起以进行额外的滤波。

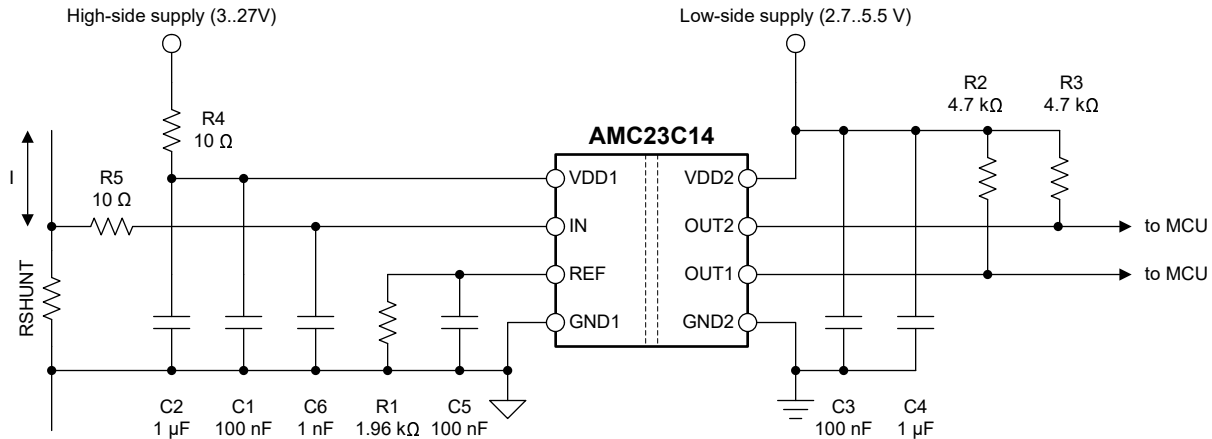


图 8-9. 去耦 AMC23C14

在应用中出现的适用直流偏置条件下，电容器必须能够提供足够的有效电容。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，因此在选择这些电容器时，必须考虑到这个因素。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

图 8-10 给出了布局建议，其中说明了去耦电容器的关键布局 (尽可能靠近 AMC23C14 电源引脚放置) 以及器件所需的其他组件的放置方式。

### 8.5.2 布局示例

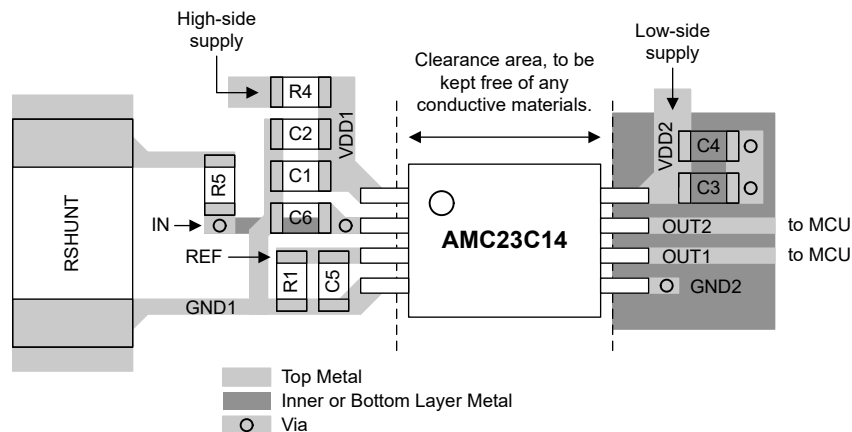


图 8-10. 建议布局 AMC23C14

## 9 器件和文档支持

### 9.1 文档支持

#### 9.1.1 相关文档

相关文档参考如下：

- 德州仪器 (TI), [隔离相关术语 应用报告](#)
- 德州仪器 (TI), [半导体和 IC 封装热指标应用报告](#)
- 德州仪器 (TI), [ISO72x 数字隔离器磁场抗扰度应用报告](#)
- 德州仪器 (TI), [AMC1300 精密、±250mV 输入、增强型隔离放大器数据表](#)
- 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 [订阅更新](#) 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™ 支持论坛](#) 是工程师的重要参考资料，可直接从专家获得快速、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可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 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的最新可用数据。数据如有变更，恕不另行通知，且不会对此文档进行修订。如需获取此数据表的浏览器版本，请查阅左侧的导航栏。

**PACKAGING INFORMATION**

Orderable Device	Status (1)	Package Type	Package Drawing	Pins	Package Qty	Eco Plan (2)	Lead finish/ Ball material (6)	MSL Peak Temp (3)	Op Temp (°C)	Device Marking (4/5)	Samples
AMC23C14DWV	ACTIVE	SOIC	DWV	8	64	RoHS & Green	NIPDAU	Level-3-260C-168 HR	-40 to 125	MC23C14	<a href="#">Samples</a>
AMC23C14DWVR	ACTIVE	SOIC	DWV	8	1000	RoHS & Green	NIPDAU	Level-3-260C-168 HR	-40 to 125	MC23C14	<a href="#">Samples</a>

(1) The marketing status values are defined as follows:

**ACTIVE:** Product device recommended for new designs.

**LIFEBUY:** TI has announced that the device will be discontinued, and a lifetime-buy period is in effect.

**NRND:** Not recommended for new designs. Device is in production to support existing customers, but TI does not recommend using this part in a new design.

**PREVIEW:** Device has been announced but is not in production. Samples may or may not be available.

**OBSOLETE:** TI has discontinued the production of the device.

(2) **RoHS:** TI defines "RoHS" to mean semiconductor products that are compliant with the current EU RoHS requirements for all 10 RoHS substances, including the requirement that RoHS substance do not exceed 0.1% by weight in homogeneous materials. Where designed to be soldered at high temperatures, "RoHS" products are suitable for use in specified lead-free processes. TI may reference these types of products as "Pb-Free".

**RoHS Exempt:** TI defines "RoHS Exempt" to mean products that contain lead but are compliant with EU RoHS pursuant to a specific EU RoHS exemption.

**Green:** TI defines "Green" to mean the content of Chlorine (Cl) and Bromine (Br) based flame retardants meet JS709B low halogen requirements of <=1000ppm threshold. Antimony trioxide based flame retardants must also meet the <=1000ppm threshold requirement.

(3) MSL, Peak Temp. - The Moisture Sensitivity Level rating according to the JEDEC industry standard classifications, and peak solder temperature.

(4) There may be additional marking, which relates to the logo, the lot trace code information, or the environmental category on the device.

(5) Multiple Device Markings will be inside parentheses. Only one Device Marking contained in parentheses and separated by a "~" will appear on a device. If a line is indented then it is a continuation of the previous line and the two combined represent the entire Device Marking for that device.

(6) Lead finish/Ball material - Orderable Devices 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.

**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.



**TAPE AND REEL INFORMATION**

**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
AMC23C14DWVR	SOIC	DWV	8	1000	330.0	16.4	12.05	6.15	3.3	16.0	16.0	Q1



**TAPE AND REEL BOX DIMENSIONS**


\*All dimensions are nominal

Device	Package Type	Package Drawing	Pins	SPQ	Length (mm)	Width (mm)	Height (mm)
AMC23C14DWVR	SOIC	DWV	8	1000	350.0	350.0	43.0

**TUBE**


\*All dimensions are nominal

Device	Package Name	Package Type	Pins	SPQ	L (mm)	W (mm)	T (μm)	B (mm)
AMC23C14DWV	DWV	SOIC	8	64	505.46	13.94	4826	6.6

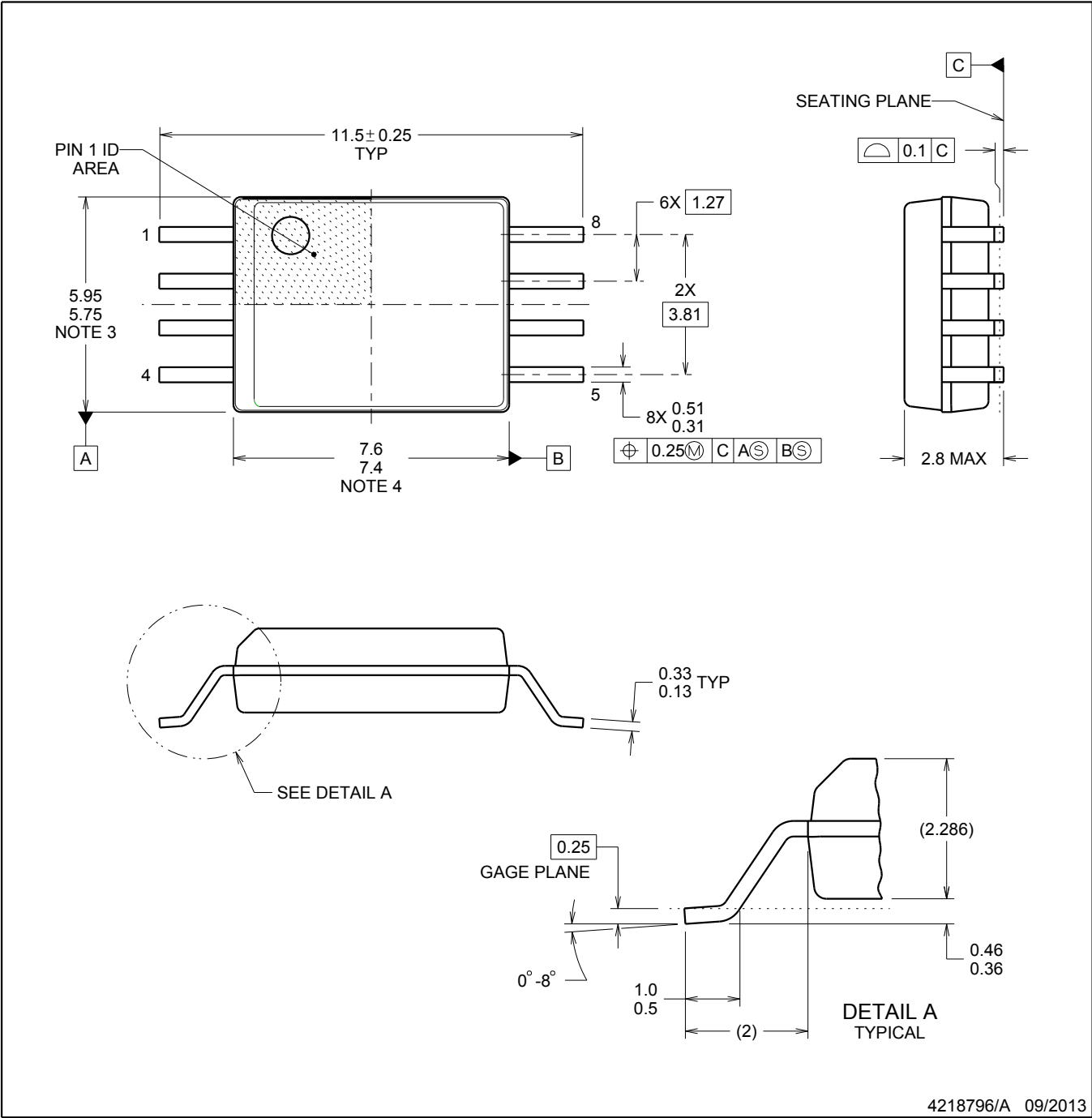
# PACKAGE OUTLINE

DWV0008A



SOIC - 2.8 mm max height

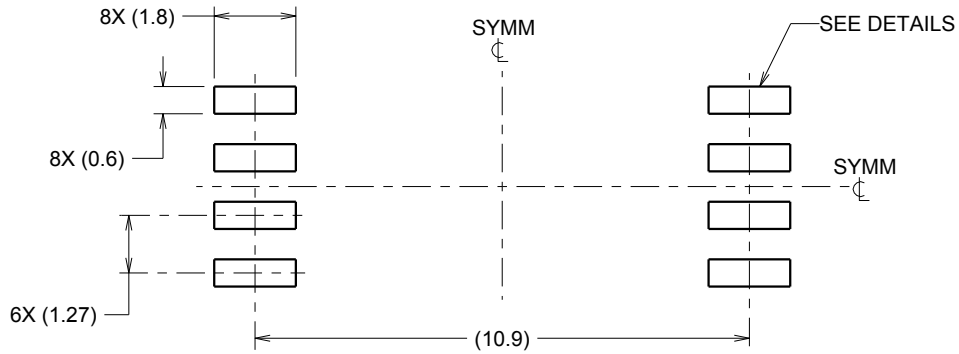
SOIC



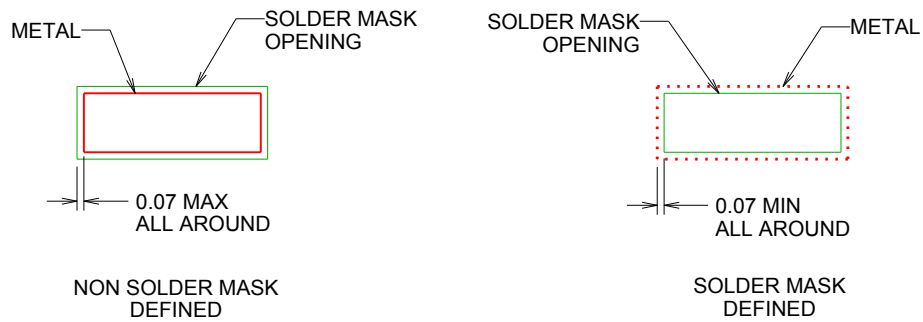
4218796/A 09/2013

**NOTES:**

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

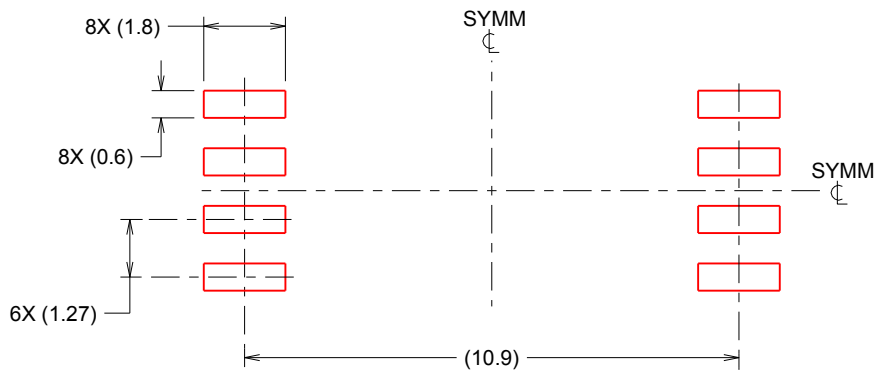


SOLDER MASK DETAILS

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.

## 重要声明和免责声明

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 产品的应用。严禁对这些资源进行其他复制或展示。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

Copyright © 2023，德州仪器 (TI) 公司