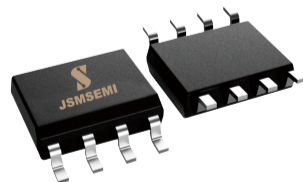


1 产品概述

IR2128S是一组带过流检测的高电压、高速单通道高侧 MOSFET/IGBT 驱动芯片。IR2128S采用高低压兼容工艺使得高侧栅驱动电路单芯片集成，逻辑输入电平兼容低至 3.3V 的 CMOS 或 LSTTL 逻辑输出电平。内置高侧过流保护电路，当检测到过流状态时，关断芯片输出，同时，一个漏极开路的 $\overline{\text{FAULT}}$ 端口输出错误信号。IR2128S其浮动通道可用于驱动高压侧 N 沟道功率 MOSFET，浮地通道最高工作电压可达 300V。IR2128S采用 SOIC8封装，可以在-40℃至 125℃温度范围内工作。



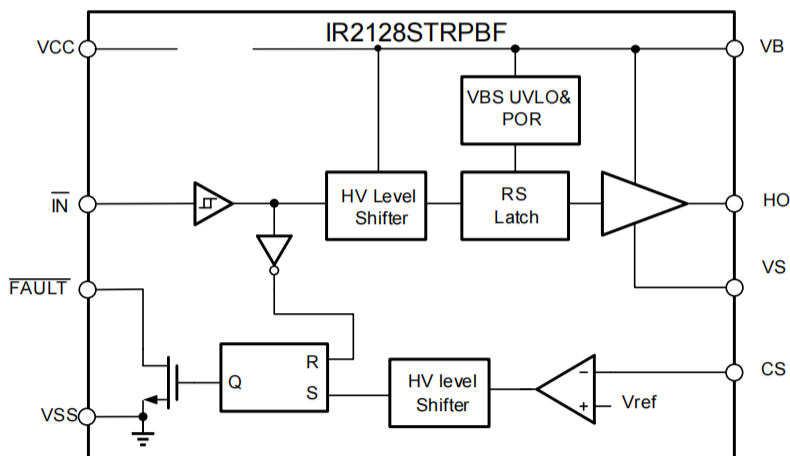
2 产品特性

- 集成自举二极管
 - 最高工作电压为+300V
 - 兼容 3.3V, 5V 和 15V 输入逻辑
 - dV_s/dt 耐受能力可达 ± 50 V/ns
 - V_s 负偏压能力达-5V
 - 输入输出同相位
 - 栅极驱动电压
--从 12 V 到 20V
 - 集成欠压锁定电路
-- 欠压阈值 9V/10.3V
 - 芯片传输延时特性
-- 开通/关断传输延时 $T_{on}/T_{off} = 150\text{ns}/150\text{ns}$
 - 宽温度范围-40℃ ~125℃
 - Fault 引脚故障输出
 - 符合 RoSH 标准
- SOP-8

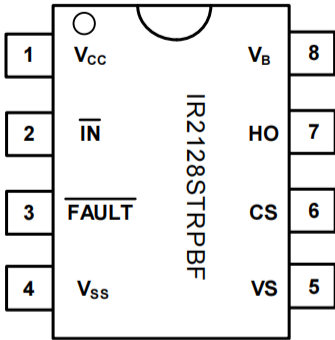
3 应用范围

- 电机控制和驱动
- 机器人技术
- 电动汽车快速充电

简化示意图



4 引脚功能描述



芯片引脚描述

编号	名称	功能
1	V _{CC}	供电电源
2	$\overline{\text{IN}}$	输入信号：与 HO 反相位
3	$\overline{\text{FAULT}}$	过流关断报告输出，负逻辑
4	V _{SS}	地
5	V _S	高侧浮动地
6	CS	过流保护输入
7	HO	高侧输出
8	V _B	高侧浮动电源

5 产品规格

极限工作范围

超过极限最大额定值可能造成器件永久性损坏。所有电压参数的额定值是以 VSS 为参考的，环境温度为 25℃。

符号	定义	最小值	最大值	单位
V_B	高侧浮动电源电压	-0.3	320	V
V_S	高侧浮动地电压	$V_B - 22$	$V_B + 0.3$	
V_{HO}	高侧输出电压	$V_S - 0.3$	$V_B + 0.3$	
V_{CC}	低侧供电电压	-0.3	22	
V_{IN}	逻辑输入电压	-0.3	$V_{CC} + 0.3$	
V_{FLT}	$\overline{FAULT}$ 端输出电压	-0.3	$V_{CC} + 0.3$	
V_{CS}	电流检测端口电压	$V_S - 0.3$	$V_B + 0.3$	V/ns
dV_S/dt	允许瞬态 VS 电压转换速率	—	50	

ESD 额定值

符号	定义	最小值	最大值	单位
ESD	人体放电模式	2	—	kV
	机器放电模式	500	—	V

额定功率

符号	定义	最小值	最大值	单位
P_D	封装功率 ($T_A \leq 25^\circ\text{C}$)	—	0.625	W

热量信息

符号	定义	最小值	最大值	单位
R_{thJA}	结到环境的热阻	—	200	$^\circ\text{C}/\text{W}$
T_J	结温	—	150	$^\circ\text{C}$
T_S	存储温度	-55	150	
T_L	引脚温度	—	300	

推荐工作范围

为了正确地操作，器件应当在以下推荐条件下使用。 V_S 和 V_{SS} 的偏置额定值是在电源电压为 15V 时进行测量的，无特殊说明的情况下，所有电压参数的额定值是以 V_{SS} 为参考的，环境温度为 25℃。

符号	定义	最小	最大	单位
V_B	高侧浮动电源电压	$V_S + 12$	$V_S + 20$	V
V_S	高侧浮动地电压	-5	300	
V_{HO}	高侧输出电压	V_S	V_B	
V_{CC}	低侧供电电压	10	20	
V_{IN}	逻辑输入电压	0	V_{CC}	
V_{FLT}	$\overline{FAULT}$ 端输出电压	0	V_{CC}	
V_{CS}	电流检测端口电压	V_S	V_S+5	
T_A	环境温度	-40	125	℃

注 1：可用于 $V_{SS}-50V$ 的瞬态负 V_S ，脉冲宽度为 50ns，由设计保证。

注 2：当输入脉冲宽度低于 1us 时，输入脉冲不能正常传输。

电气特性

无特殊说明的情况下 $T_A=25^{\circ}C$, $V_{CC}=V_{BS}=15V$, $CL=1nF$ 。

动态参数特性

符号	定义	最小值	典型值	最大值	单位	测试条件
t_{ON}	开通传输延时	—	150	250	ns	$V_S=0V$
t_{OFF}	关断传输延时	—	150	250	ns	$V_S=300V$
t_R	开启上升时间	—	80	130	ns	
t_F	关闭下降时间	—	40	70	ns	
t_{BL}	消隐时间	550	750	950	ns	
t_{CS}	CS 关断延时时间	—	65	360	ns	
t_{fit}	CS 至 $\overline{FAULT}$ 拉低延迟时间	—	270	510	ns	

静态参数特性

无特殊说明的情况下 $V_{CC}=V_{BS}=15V$, $T_A=25^{\circ}C$ 。 V_{IH} 、 V_{IL} 和 I_{IN} 参数参考 V_{SS} ，相应的适用于输入引脚 IN。 V_O 和 I_O 参数参考 V_{SS} ，并且相应的适用于输出引脚 HO 和 LO。

符号	定义	最小值	典型值	最大值	单位	测试条件
V_{IH}	逻辑“1”输入阈值	2.5	—	—	V	$V_{CC}=10V$ to $20V$
V_{IL}	逻辑“0”输入阈值	—	—	0.8	V	
V_{CSTH+}	CS 输入正向阈值	180	250	320	mV	
V_{BSUV+}	V_{BS} 欠压正向阈值	8.8	10.3	11.8	V	
V_{BSUV-}	V_{BS} 欠压负向阈值	7.5	9.0	10.6	V	
I_{LK}	高侧浮动电源泄露电流	—	—	50	μA	$V_B=V_S=300V$
I_{QBS}	V_{BS} 静态电流	—	300	800	μA	$V_{IN}=0V$ or $5V$
I_{QCC}	V_{CC} 静态电流	—	60	120	μA	$V_{IN}=0V$ or $5V$
I_{CS+}	CS 输入高电平电流	—	—	5	μA	CS=3V
I_{CS-}	CS 输入低电平电流	—	—	5	μA	CS=0V
V_{OH}	输出高电平电压降 $V_{BIAS} - V_O$	—	—	0.2	V	$I_O=2mA$
V_{OL}	输出低电平电压降 V_O	—	—	0.1	V	$I_O=2mA$
I_{IN+}	逻辑“1”输入偏置电流	—	7	15	μA	$V_{IN}=5V$
I_{IN-}	逻辑“0”输入偏置电流	—	—	5	μA	$V_{IN}=0V$
I_{O+}	输出拉电流	200	300	—	mA	$V_O=0V$ $PW \leq 10\mu s$
I_{O-}	输出灌电流	420	600	—	mA	$V_O=15V$ $PW \leq 10\mu s$
$R_{on,FLT}$	$\overline{FAULT}$ 端输出低电平导通电阻	—	125	—	Ω	

6 功能描述

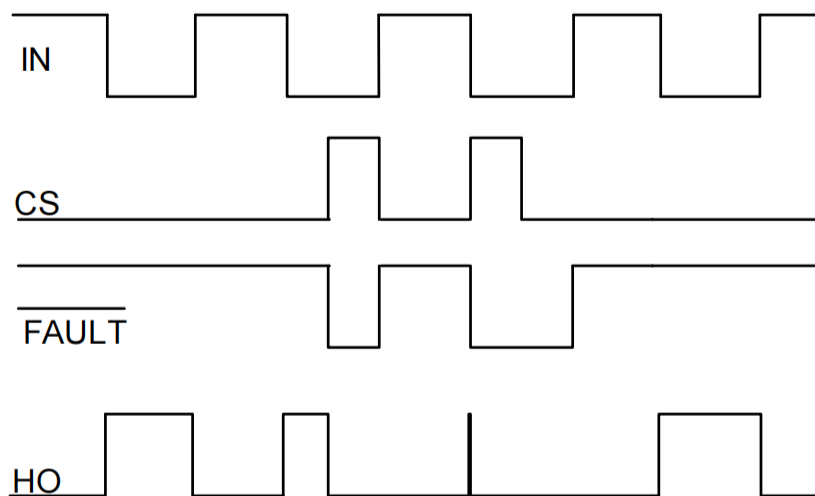


图 6-1 输入输出时序波形

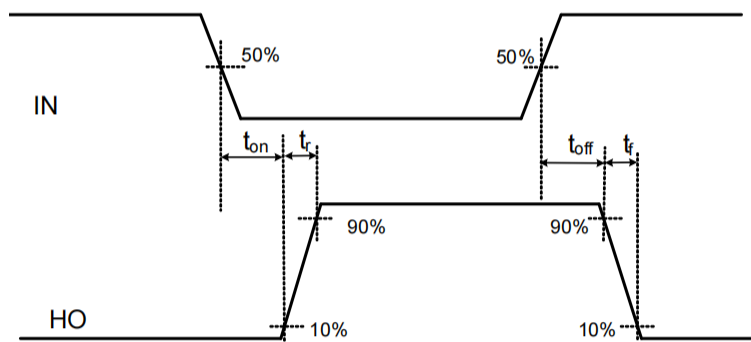


图 6-2 传输延时波形定义

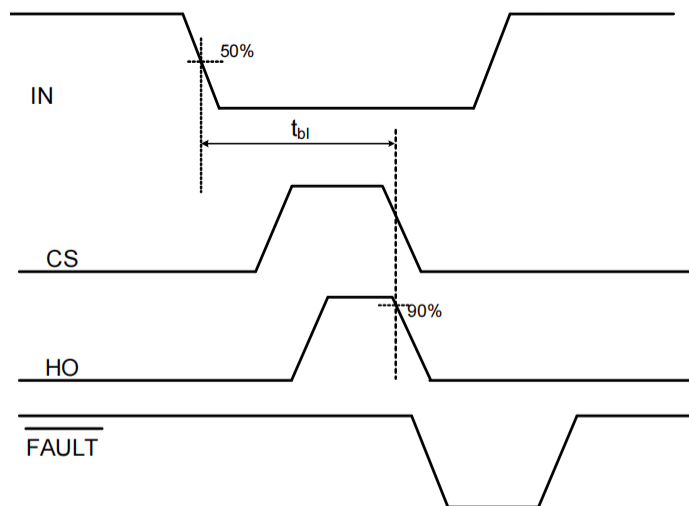


图 6-3 消隐时间定义

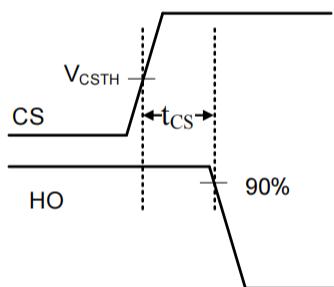


图 6-4 CS 关断时间定义

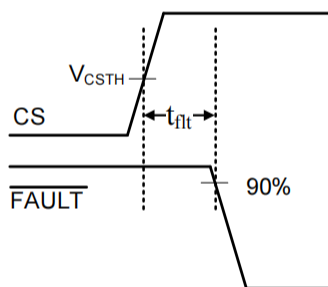


图 6-5 CS 关断至 FAULT 时间定义

7 IR2128STRPBF说明

功能框图

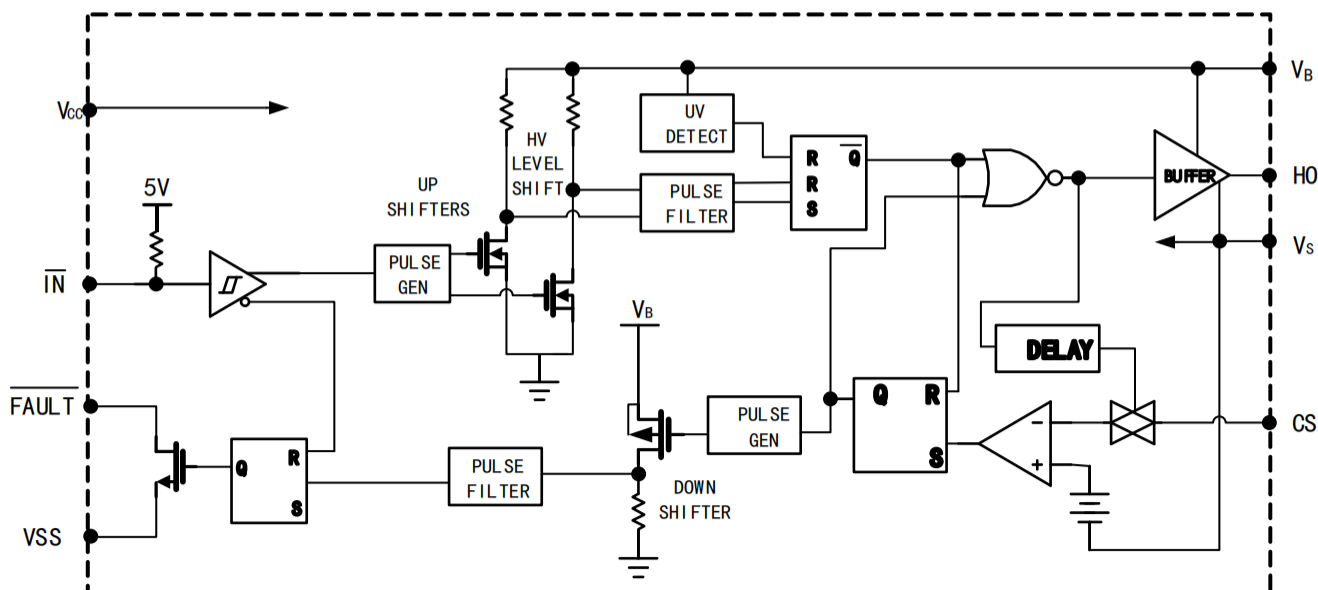


图 7-1 功能框图

典型应用电路

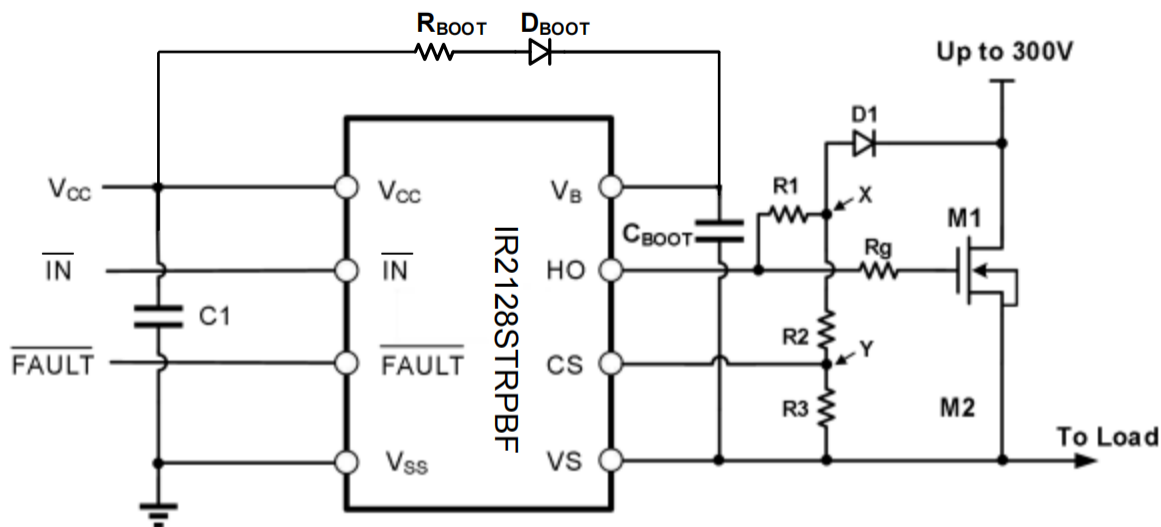


图 7-2 典型应用电路图

典型应用电路中的电阻值的计算，需遵循以下准则：图 7-2 的连接方法是退饱和检测实现过流保护的典型连接方法，通常 MOS 管开启时，其源漏电压差几乎为零，若出现过流现象，则 MOS 管会处于短路状态，此时源漏电压差增加，图 7-2 就是利用这一原理实现过流检测及保护的。图 7-2 中，R1 通常选择 10k（12V VBS）、22k（15V VBS）、33k（18V VBS），较高的阻值将有助于降低二极管 D1 带来的米勒电容效应，并确保不会显著分散 HO 输出的电流，图 7-2 的连接方法是考虑 HO 输出高电平时才会检测退饱和状态。其实芯片内部设置了逻辑时序，当且仅当 HO 输出高电平时，CS 端电压才被获取，因此也可以将 R1 接到 VB 脚。此处需注意二极管 D1 必须具有与自举二极管相同的特性。

当 HO 输出变为高电平时，MOSFET（也可能是 IGBT）M1 打开。此时图 7-2 中的 X 点将被拉到等于 M1 源漏压差加上二极管 D1 两端的电压。因此，在过流的情况下，我们想要关闭驱动输出。当 MOSFET（或 IGBT）M1 两端的电压等于设定的一个极限值，那表明过载情况已经发生（例如为 8V）。

因此在 M1 上使用 8V Vds。VD1 通常为 1.2V 的小型 1A 超快恢复二极管。

$$V_X = V_{D1} + V_{DS}$$

$$V_X = 1.2 + 8$$

$$V_X = 9.2V$$

对于一个 IRS2128，CS 引脚的阈值是 250mV，因此我们需要划分 V_X ，那样当 $V_X = 11.2V$ ， $V_Y = 250mV$ 。

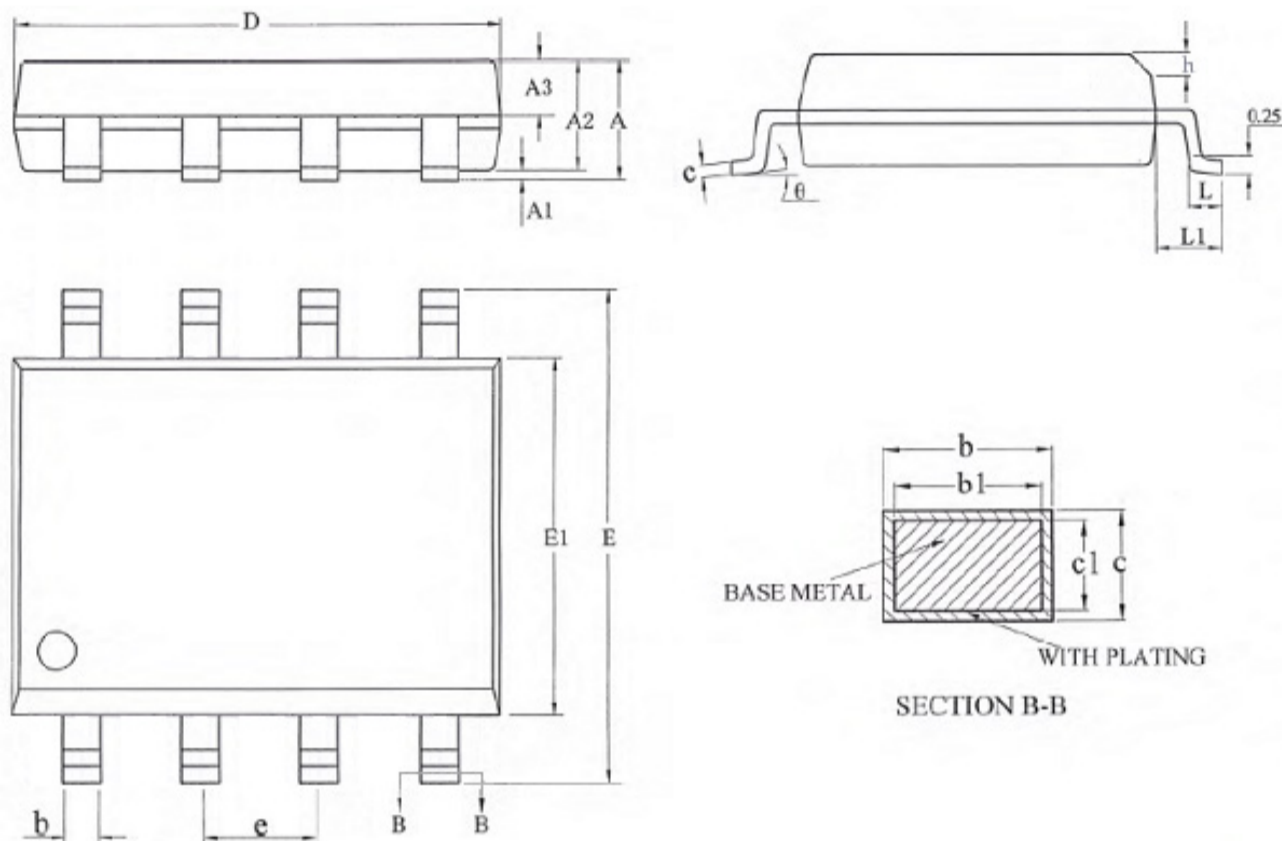
$$V_Y = V_X \cdot R3 / (R2 + R3)$$

另 R2=33k

则 R3=922 Ω

8.封装信息

SOIC-8 Package Outlines



SOIC-8 Package Dimensions

Size Symbol	MIN(mm)	TYP(mm)	MAX(mm)	Size Symbol	MIN(mm)	TYP(mm)	MAX(mm)
A	-	-	1.75	D	4.70	4.90	5.10
A1	0.10	-	0.225	E	5.80	6.00	6.20
A2	1.30	1.40	1.50	E1	3.70	3.90	4.10
A3	0.60	0.65	0.70	e	1.27BSC		
b	0.39	-	0.48	h	0.25	-	0.50
b1	0.38	0.41	0.43	L	0.50		
c	0.21	-	0.26	L1	1.05BSC		
c1	0.19	0.20	0.21	θ	0	-	8°