

1 简介

CN1609 内部集成了 PFM 调制控制器和功率 BJT，采用了先进的原边控制技术，外围无需光耦及其它反馈元件，专用于高性能，外围电路精简的交流转直流的开关电源。内部采用的 CV 和 CC 调节，使其有很高输出精度及其稳定和可靠性。

CN1609 提供了极为全面和性能优异的智能保护功能，包括逐周期过流检测（外部 CS 电阻可设定）、过载保护，过压保护、短路保护及其软启动功能。该芯片在轻载时，芯片使用降频调节，及打嗝工作，使 CN1609 有较低的待机功耗—30mW。

芯片的频率抖动及软启动功能，使其具有良好的 EMI 特性，CN1609 为客户采用反激架构开发的小功率电源系统提供了一个非常好的控制方式，应用于温控器，智能开关以及二级市场智能电表提供了很好的实现方式。

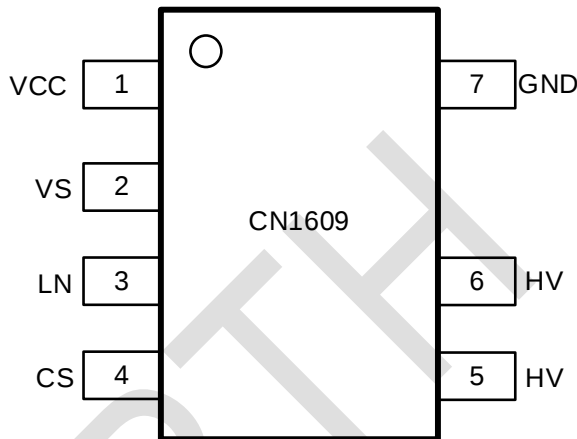
2 特征

- 宽输入交流范围：90Vac~265Vac
- 输出功率：3~5W
- 高达 70KHz 的工作频率
- 优良的系统 ESD 性能
- 可调输出线性补偿(3%~8%)
- 可调输入线性补偿
- 高效率准谐振工作模式
- 内置短路保护和输出过压保护
- 内置过温保护

3 应用领域

- 物联网
- 手机充电器
- 低待机功耗电源

4 引脚排列



5 订购信息

产品编号	封装	数量/卷装
CN1609	SOP7	4000/卷

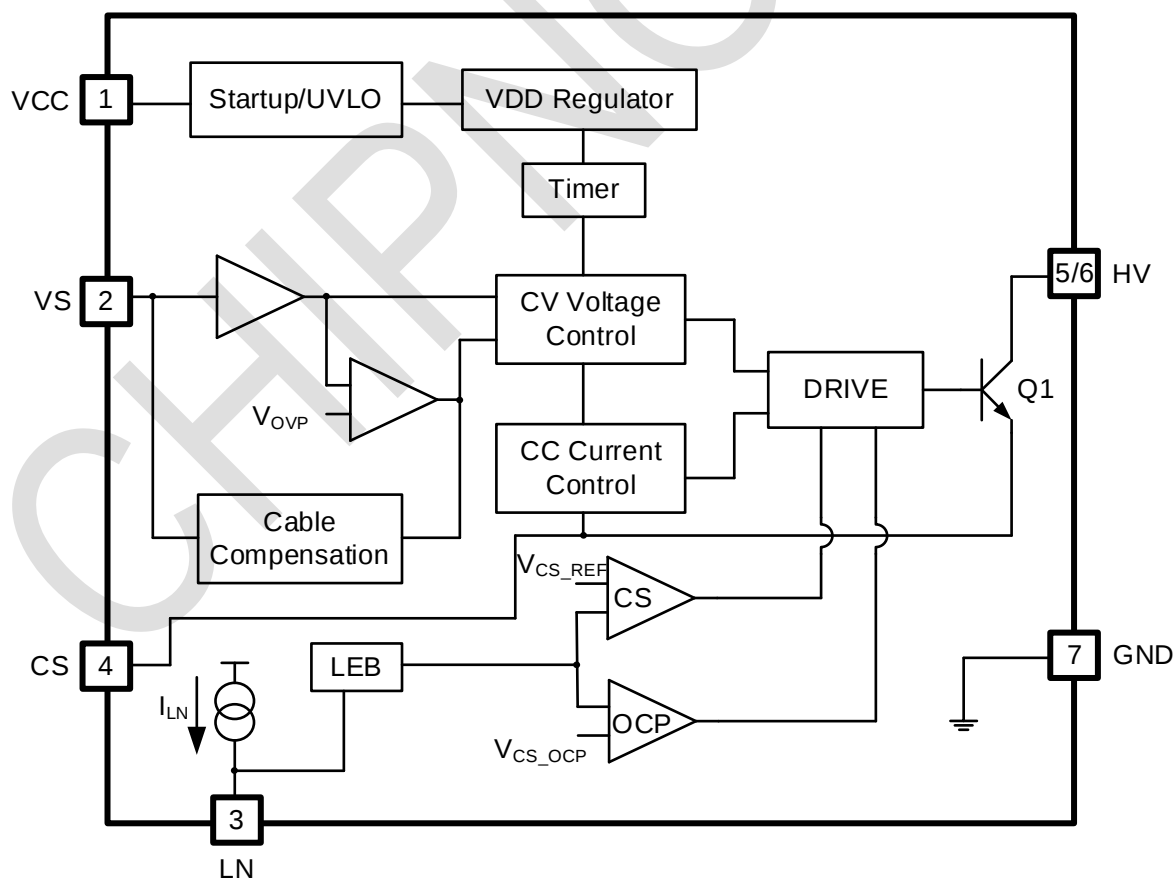
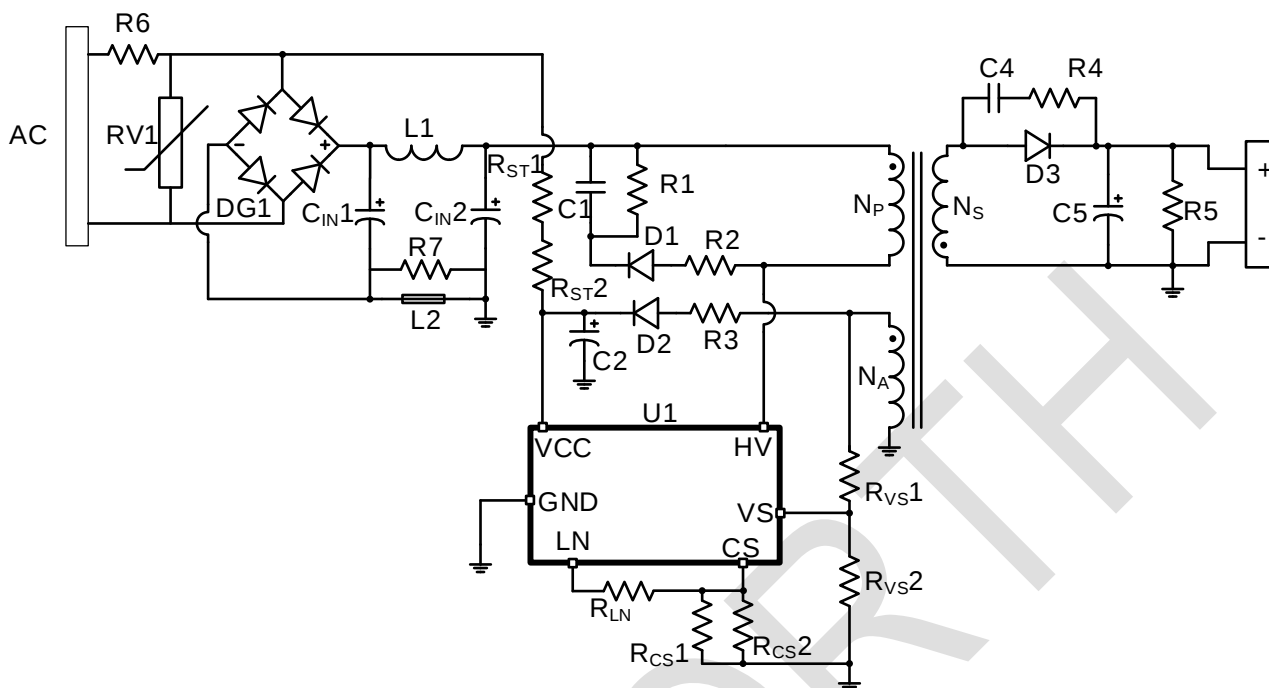
6 丝印

产品编号	丝印*
CN1609	CN1609 YYWW

注*：YY=Year; WW=Week

绿色（RoHS&HF）：芯北科技将“绿色”定义为无铅（符合 RoHS 标准）且不含卤素物质。如果您有其他意见或问题，请直接联系您的芯北代表。

湿敏等级(MSL): 3



9 引脚描述

名称	引脚	说明
1	VCC	芯片的供电输入脚
2	VS	辅助绕组电压采样输入脚，通过电阻与辅助绕组连接
3	LN	输入电压线性补偿
4	CS	与功率 BJT 管集电极相连，初级电流采样输入
5,6	HV	与功率 BJT 管发射极相连
7	GND	芯片参考地

10 规格

10.1 绝对最大额定值

参数	符号	值	单位
功率三极管的集电极电压	HV	-0.5~850	V
芯片供电电压输入	VCC	-0.5~40	V
反馈电压采样输入	VS	-10~30	V
电流采样引脚对地电压	CS	-0.5~6	V
使能控制端对地电压	EN/NTC	-0.5~6	V
环境温度	T _A	-40~105	°C
储存温度	T _{STG}	-55~150	°C
焊接温度	T _{LEA}	260 (soldering, 10s)	°C

注：应力超过“绝对最大额定值”中所列的额定值可能会对设备造成永久性损坏。这些仅为应力额定值，并不意味着设备在这些条件下或超出“建议操作条件”下所示条件的任何其他条件下都能正常运行。长时间暴露在绝对最大额定条件下可能会影响设备的可靠性。

10.2 静电放电等级

放电模式	标准	值	单位
HBM	ANSI/STM5.1-2001	±2000	V
CDM	JEDEC JESD22-C101F	±1000	V

10.3 推荐工作条件

参数	符号	最小值	最大值	单位
功率器件电压	HV	0	750	V
芯片供电电压	VCC	4	36	V

10.4 热阻

参数	封装	值	单位
θ _{JA}	SOP7	130	°C/W

10.5 电性参数

 测试条件: $T_A=25^{\circ}\text{C}$, 除非另有规定。

参数	符号	条件	值			单位
			最小	典型	最大	
电源供电(VCC 引脚)						
VCC 过压保护	V _{CC_OVP}			37		V
静态电流@空载	I _{CC}	V _{CC} =12V		60		μA
启动电压	V _{ST}		6	7.5	9	V
最小工作电压	V _{UVLO}		2.5	3.7	4.7	V
启动电流	I _{ST}	V _{CC} =V _{ST} -1V		0.4	0.6	μA
电压控制(VS 引脚)						
VS 参考电压	V _{VS}		-2.95	-3.0	-3.05	V
线损补偿电流	I _{CAB}	At I _{O_MAX}		50		μA
最小工作频率	F _{MIN}			300		Hz
电流控制(CS 引脚)						
关断电压@满载	V _{CS_MAX}		585	600	615	mV
关断电压@轻载	V _{CS_MIN}			200		mV
降压前电压	V _{CS_PRE} /V _{CS}			83		%
前沿消隐时间	T _{LEB}			300		nS
次级最大占空比	D _{S_MAX}			0.57		
驱动器控制						
驱动电流	I _{DRV}			50		mA
过度驱动时间	T _{OVD}			300		nS
驱动电流上升时间	T _{DR}	V _{CC} =12V		60		nS
低阻	R _{DS_ON}	V _{OUT} =2V		3		Ω
下沉电流上升时间	T _{SR}	V _{CC} =12V		30		nS
保护功能						
过温保护	T _{OTP}			160		°C
过温迟滞	T _{HYST}			30		°C
输出过压保护	V _{VS_OVP}			3.6		V
短路电压	V _{VS_HICCUP}			0.9		V

11 详细说明

11.1 概述

CN1609 是一款用于 LED 隔离电源应用的高性能离线 AC-DC 切换器。该装置在一次侧调节(PSR)的不连续导通模式(DCM)下工作, 以实现整个负载范围内的恒压(CV)和恒流(CC)。

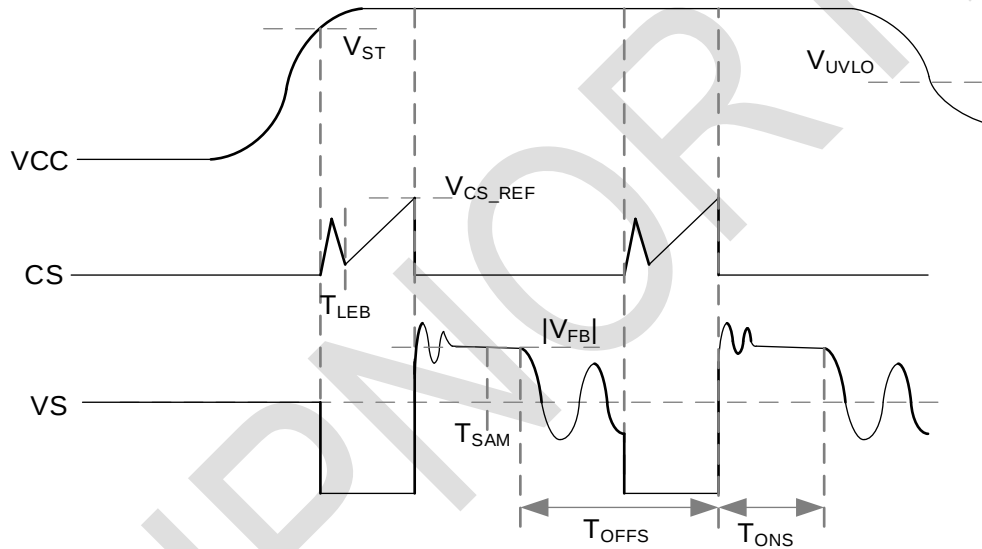
11.2 功能描述

11.2.1 上下电序列

交流电源加到输入端后, VCC 电容 C1 通过启动电阻 R_{ST1} 和 R_{ST2} 充电。当 VCC 电压达到启动电压 V_{ST} 时, 开关 U1 开始工作。然后产生驱动电流以导通功率器件, 流过功率器件的电流在电流采样电阻 R_{CS} 上产生电压, 且 R_{CS} 上的电压随着导通时间增加而升高。

R_{CS} 的电压波在前沿消隐 (LEB) 时间 T_{LEB} 之后, 电压达到 V_{CS_REF} 时, 控制器关闭切换器内部的电源设备, 然后根据充电器的负载情况进入下一个开通周期。

当 AC 电源被移除时, 由于输入电容器 C_{IN1} 和 C_{IN2} 中没有足够的能量, VCC 电压持续下降。当 VCC 电压下降到 V_{UVLO} 以下时, 功率器件被禁止导通, 切换器等待 VCC 电压高于 V_{ST} 以进行新一轮启动。



11.2.2 恒压(CV)模式

当负载介于空载和满载之间时, 会发生恒压运行, 输出电压在 VS 引脚处感测, 该引脚通过电阻 R_{VS1} 和 R_{VS2} 连接到辅助绕组。VS 波形在 T_{SAM} 采样, 次级绕组导通时间 (T_{ONS}) 的 2/3 左右。采样电压在 V_{VS} 由电压控制回路调节。由电阻 R_{VS1}、R_{VS2} 和二次绕组与辅助绕组的匝数比(N_S/N_A)决定 CV 输出。电缆端的输出电压为:

$$V_O = \frac{N_S}{N_A} \times |V_{VS}| \times \left(1 + \frac{R_{VS1}}{R_{VS2}}\right)$$

11.2.3 缆损补偿

该 VS 引脚下沉与负载电流成正比的电流以产生电缆补偿电压。在 I_{O_MAX} 的电缆补偿电流是 I_{CAB}。电缆补偿电压 V_{CAB} 可以通过设置 R_{VS1}, R_{VS2} 值来调节。忽略 D2 正向导通电压, 满载时电缆补偿电压为:

$$V_{CAB} = \frac{N_S}{N_A} \times R_{VS1} \times I_{CAB}$$

PCB 端的输出电压为

$$V_{CAB} = \frac{N_S}{N_A} \times R_{VS1} \times I_{CAB}$$

电缆补偿百分比大约是

$$V_{CAB}/V_O = I_{CAB} \times |V_{VS}| \times \frac{R_{VS1}}{R_{VS2}} - 0.02$$

式中-0.02 项为补偿负荷调节。

11.2.4 恒流(CC)模式

当负载重于额定最大负载时发生恒定电流运行。通过设置次级绕组导通时间(T_{ONS})与非导通时间(T_{OFFS})的最大比率来限制输出电流,以限制输出功率。

$$I_{O_MAX} = 0.5 \times \frac{V_{CS_MAX}}{R_{CS}} \times \frac{N_P}{N_S} \times D_{S_MAX}$$

其中

$$D_{S_MAX} = \frac{T_{ONS_MAX}}{T_{ONS_MAX} + T_{OFFS_MAX}} = 0.57$$

在恒流运行过程中,如果输出电压低于规定电压 V_{CS} 为 48mS (典型),输出被视为短路接地,开关将进入打嗝模式(启动,然后反复关闭),直到输出电压再次高于 V_{CS} 。

$$V_{CS} = V_{VS_HICCUP} \times \left(1 + \frac{R_{VS1}}{R_{VS2}}\right) \times \frac{N_S}{N_A} + I_{CAB} \times \frac{N_S}{N_A} \times R_{VS1} - V_{D2}$$

11.2.5 可调线路补偿

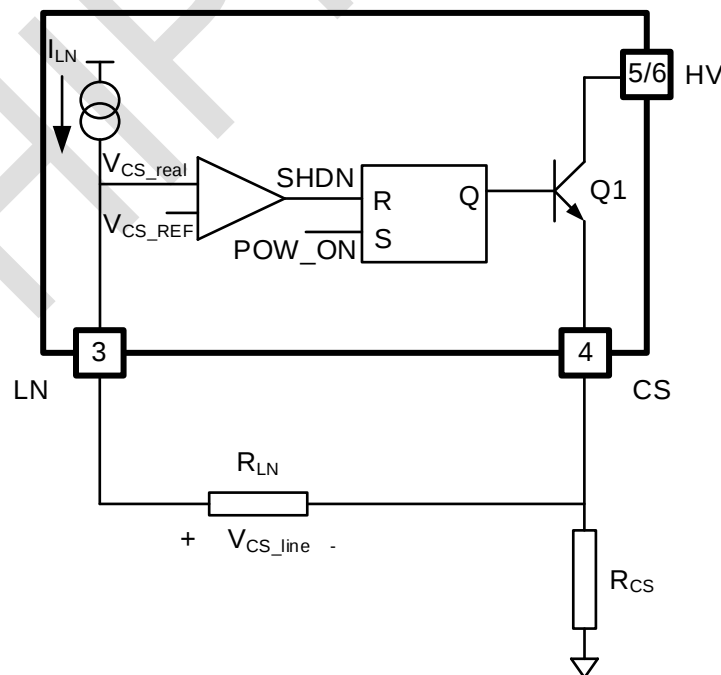
由于从 CS 引脚电压到给定的 V_{CS} 参考的功率晶体管关闭有一个恒定的延迟时间,因此实际的一次峰值电流值总是与理想值有间隙。间隙值随输入线路电压的不同而变化,这是由不同的电流上升斜率引起的,导致不同的系统恒流值。

为了消除因线路电压引起的恒流偏差,引入可调线路补偿进行设计,通过感知与线路电压成线性关系的 VS 引脚的电压,一个与线路电压成正比的电流(I_{LN})从 CS 引脚流出到电阻 R_{LN} ,并创建一个可调的补偿电压来清除一次电流间隙,从而实现输出电流的优良线路调节。

$$I_{LN} = \left[V_{INDC} \times \frac{N_A}{N_P} \times \frac{R_{VS1}}{R_{VS1} + R_{VS2}} \right] / 1187K\Omega$$

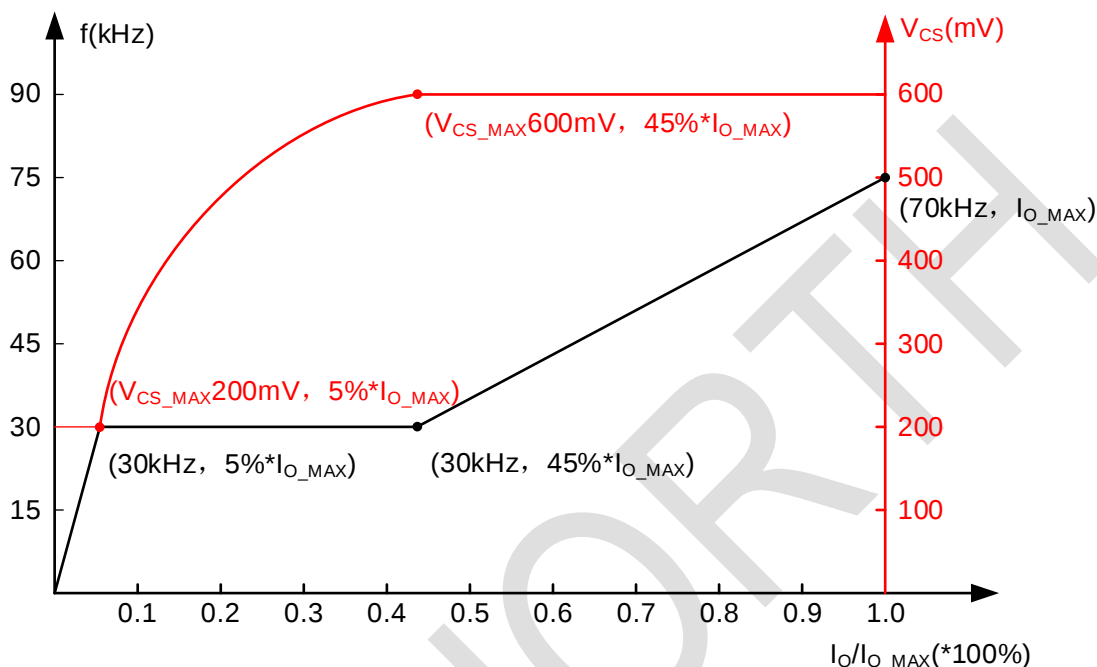
$$V_{CS_line} = I_{LN} \times R_{LN}$$

$$V_{CS_real} = V_{CS_line} + V_{CS}$$



11.2.6 开关频率控制

CN1609 采用频率调制(PFM)模式控制输出电压和电流。如下图所示,当负载从无负载增加到满载时,功率器件关断瞬间的CS电压从 V_{CS_MIN} 变化到 V_{CS_MAX} 。工作频率从空载时的1KHz到满载时的70KHz。当环电压降至其谷值时,功率器件开启(准谐振切换)。这可以减少功率器件的开启损耗。它也可以产生开关周期抖动以减少EMI。



f_{osc} 和 I_O 与负载的关系

11.2.7 开交流输入过压保护

当交流电源电压超过指定值 V_{AC_OVP} 连续 4 个开关周期时,功率器件将被关闭,直到交流电源电压降到 V_{AC_OVP} 以下。

$$V_{AC_OVP} = 0.707 \times V_{CC_OVP} \times \frac{N_P}{N_A}$$

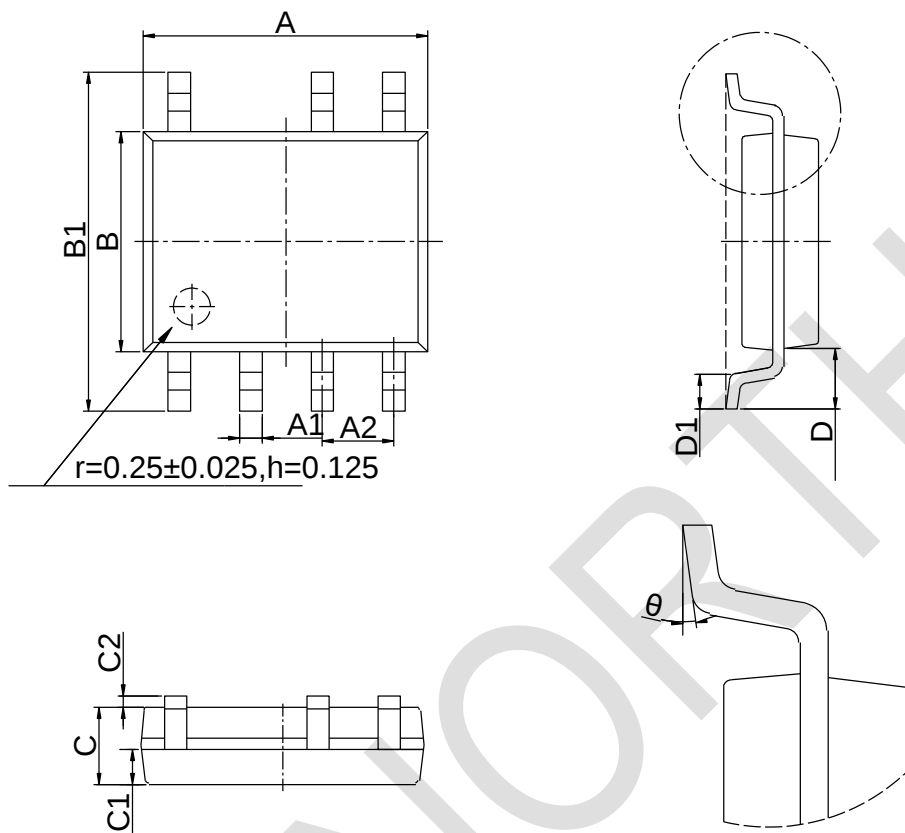
11.2.8 输出过压保护

当输出电压超过指定值 V_{OVP} 连续 4 个开关周期时,电源设备将被关闭,直到新的启动事件开始。

$$V_{OVP} = |V_{VS_OVP}| \times \left(1 + \frac{R_{VS1}}{R_{VS2}}\right) \times \frac{N_S}{N_A} + I_{CAB} \times \frac{N_S}{N_A} \times R_{VS1} - V_{D2}$$

12 封装信息

SOP7



标注	尺寸	最小(mm)	标准(mm)	最大(mm)
A		4.8	-	5
A1		0.31	-	0.51
A2		-	1.27	-
B		3.8	-	4
B1		5.8	-	6.2
C		1.25	-	1.65
C1		0.6	-	0.7
C2		0.1	-	0.25
D		-	1.05	-
D1		0.4	-	1.2
θ		0	-	8°

13 重要声明

芯北电子科技(南京)有限公司及其子公司保留对本文件及本文所述任何产品进行修改、改进、更正或其他变更的权利，恕不另行通知。芯北电子科技(南京)有限公司不承担因使用本文件或本文所述任何产品而产生的任何责任；芯北电子科技(南京)有限公司也不转让其专利权或商标权及其他权利的任何许可。在使用本文件或本文所述产品的任何客户或用户应承担所有风险，并同意芯北电子科技(南京)有限公司和其产品在芯北电子科技(南京)有限公司网站上展示的所有公司免受任何损害。

对于通过未经授权的销售渠道购买的任何产品，芯北电子科技(南京)有限公司不作任何保证，也不承担任何责任。如果客户购买或使用芯北电子科技(南京)有限公司的产品用于任何非预期或未经授权的用途，客户应赔偿芯北电子科技(南京)有限公司及其代表，使其免受因直接或间接引起的任何人身伤害或死亡造成的所有索赔、损害赔偿和律师费。