

特征

- 恒压精度可达 5%。
- 原边控制模式，无需 TL431 和光耦
- 内置初级绕组电感补偿电路
- 内置前沿消隐电路 (LEB)
- 驱动三极管开关管
- 低启动电流
- 恒压恒流控制
- 恒流和恒压可调
- 内置次级电压采样控制器
- 可调式线损补偿
- 基于系统稳定性的保护功能
 - 欠压锁定
 - 逐周期电流限制
 - 峰值电流限制
 - FB 开路保护
 - 过压保护
- SOT-23-6L 环保封装

应用

- 手机/数码摄像机充电器
- 小功率电源适配器
- 电脑和电视机的辅助电源
- 替代线性调节器或 RCC

概述

CR5201 是一款应用于小功率 AC/DC 充电器和电源适配器的高性能离线式脉宽调制控制器。该芯片采用原边检测和调整的拓扑结构，因此在应用时无需 TL431 和光耦。芯片内置恒流/恒压两种控制方式，其典型的控制曲线如图 1 所示。

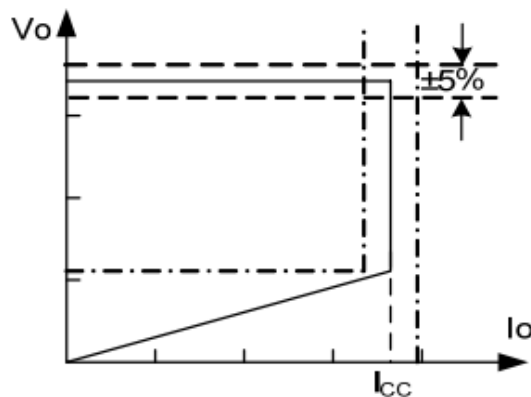
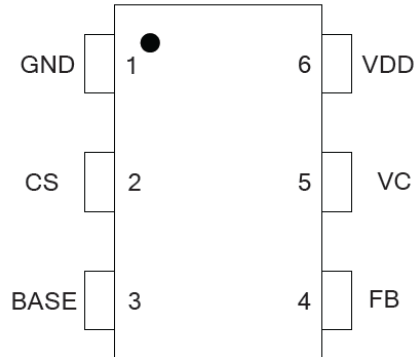


图 1 典型的恒流/恒压曲线

在恒流控制时，最大输出电流和输出功率可以通过 CS 引脚的限流电阻 R_S 设定。在恒压控制时，内置恒压采样电路以及高精度的误差比较器基准电压保证了芯片的高性能和高精度。此外，内置线损补偿电路保证了从空载到满载条件下输出电压精度。芯片还具有极低的静态工作电流（典型值为 300u），在空载状态下，CR5201 工作在 PFM 模式，最小工作频率可以达到 100Hz，所以芯片的待机功耗很低(可以满足待机功耗低于 30mW)。

CR5201 针对各种故障设计了一系列完善的保护措施，包括逐周期电流限制、峰值电流限制、过压保护、FB 开路保护、短路保护、LEB、电源箝位和欠压锁定功能。

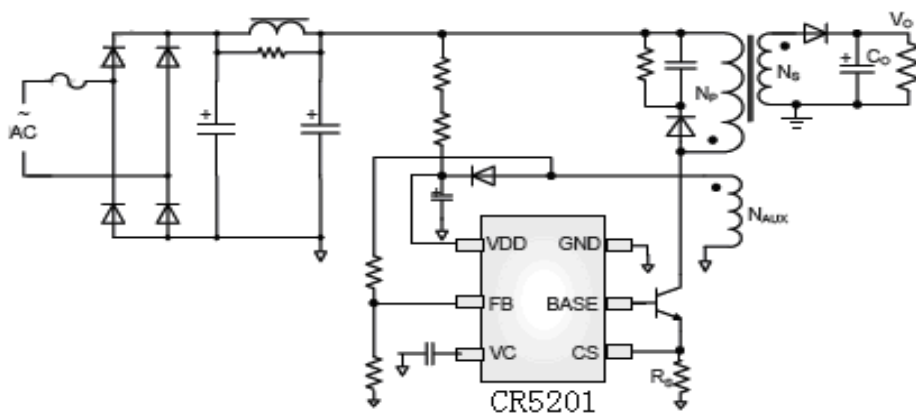
封装说明 (SOT-23-6L)



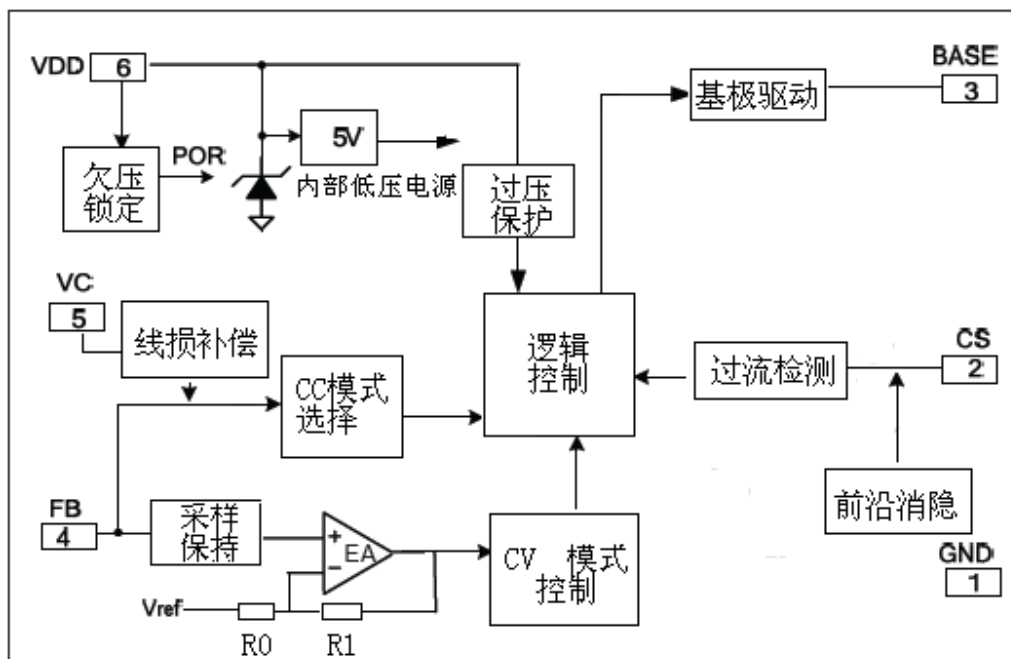
引脚说明

引脚	名称	输入/输出	描述
1	GND	Power	地。
2	CS	IN	电流检测输入端。
3	BASE	OUT	功率三极管的基极驱动
4	FB	IN	辅助绕组电压反馈输入端。此引脚通过一个电阻分压器连接到反射输出电压的辅助绕组上。
5	VC	IN	补偿电路的低通滤波器。
6	VDD	Power	电源。

典型应用电路



内部功能框图



CR5201 内部简化图

绝对最大额定值

参数	值
V _{DD} 电压	-0.3 to 30V
VC 电压	-0.3 to 7V
BASE 电压	-0.3 to 7V
CS 输入电压	-0.3 to 7V
FB 输入电压	-0.3 to 7V
ESD 电压 (HBM)	3000V
最小/最大工作结温 T _J	-40 °C to 150 °C
最小/最大存储温度 T _{stg}	-55 °C to 150 °C
引脚温度 (焊接时间 10 秒)	260 °C

电气参数

(Ta=25°C 除非特殊说明, V_{DD} = 16V)

参数	描述	测试条件	最小	典型	最大	单位
供电电源部分						
I _{DD_ST}	启动电流	V _{DD} =11V		1	3	uA
I _{STATIC}	静态电流(正常工作电流)	V _{DD} =15V		350	500	uA
UVLO(ON)	进入欠压锁定的阈值电压	V _{DD} 下降时	6.0	7	8	V
UVLO(OFF)	退出欠压锁定的阈值电压	V _{DD} 上升时	11.5	12.5	13.5	V
OVP	过压保护的阈值电压	V _{DD} 上升直至输出关断(wait for 8clk)	25	27	29	V
最大工作电压					25	V
电流检测输入部分						
T _{LEB}	前沿消隐时间			0.5		us
V _{th_oc}	过流保护阈值		390	420	450	mV
T _{d_oc}	过流保护延迟			100		ns
误差放大器部分						
V _{ref_EA}	误差放大器的输入基准电压		1.98	2	2.02	V
T _{pause_min}	最小关断时间			2		uS
T _{pause_max}	最大关断时间		8	10	12	mS
I _{COMP_MAX}	线损补偿最大电流		42	45	48	uA
基极驱动部分						
I _{s_max}	最大基极驱动电流		20	30	45	mA
I _{s_preoff}	关断前基极驱动电流		0.5	1	1.5	mA
R _{dson_l}				1		ohm

工作原理

CR5201 是一款低成本、高性价比的脉宽调制控制器，适用于离线式小功率 AC/DC 电池充电器和电源适配器。它采用原边控制方式，因此不需要 TL431 和光耦。内置采样电路能够提供高精度恒流/恒压控制，能够较好地满足大多数充电器的要求。

启动

CR5201 通过启动电阻提供从整流滤波高压端到 VDD 旁路电容的直流通路，为芯片提供启动电流。CR5201 的启动电流非常低（典型值为 1uA），因此可以采用较大的启动电阻从而减小待机功耗，同时保证 VDD 能够很快被充到 UVLO (off) 以上，从而使芯片快速启动。

恒流/恒压工作

CR5201 作为充电器运用时，芯片首先工作在 CC 模式，并以恒定的输出电流对电池充电，当电池电压达到满电压时迅速切换到 CV 工作模式，输出电压通过变压器绕组反馈到 FB 端，采样电路采样到的 FB 端电压与误差放大器基准电压比较放大以后再经过芯片内部环路调节控制输出电压恒定。

工作原理

为了确保 CR5201 在 CC/CV 模式下正常工作，设计必须保证芯片工作在 DCM 模式。

在开关管导通期间，变压器初级电感电流以固定的斜率上升，在开关管关断时刻达到最大值 I_p ，同时初级绕组上的电流按照一定的匝比关系转移到次级绕组上，所以次级绕组上的峰值电流为：

$$I_s = \frac{N_p}{N_s} \cdot I_p$$

辅助绕组上的电压反射出输出电压如图 2 所示：

$$V_{AUX} = \frac{N_{AUX}}{N_s} \cdot (V_o + \Delta V)$$

其中 ΔV 为输出续流二极管的管压降。

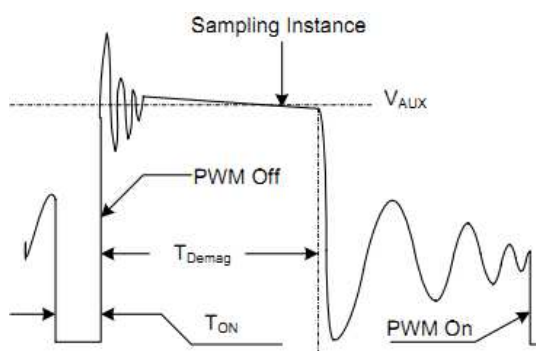


图 2 辅组绕组上电压波形曲线

FB 端通过辅组绕组和 GND 之间的分压电阻进行采样。内置采样电路在退磁时间一半的时刻开始采样并保持到下一次采样，再将采样电压与误差放大器基准电压比较放大，根据负载状态调整开关管关断时间来调整输出电压。

CC工作点和输出功率可调

CR5201 的 CC 工作点和输出功率可调通过调节 CS 端的外接电阻 R_s ，在 R_s 比较大的情况下，CC 工作点和输出功率都比较小，如图 3 所示。

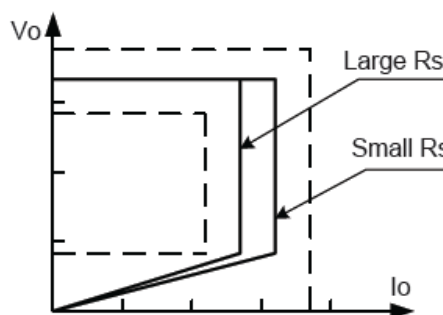


图 3 调整 R_s 调整 CC 点和 W_{out} 示意图

开关的频率

CR5201 的开关频率根据负载状态和工作模式的不同而改变。

当工作在反激断续工作模式下时,最大输出功率为

$$PO_{MAX} = \frac{1}{2} L_p F_{SW} I_p^2 \quad (3)$$

式中 L_p 为初级绕组的电感值, I_p 为初级绕组的峰值电流。

在 CC 模式下,当初级绕组的电感量发生改变时,导致最大输出电流发生改变。为了补偿初级电感量的变化,开关频率通过内部电路锁定为:

$$F_{SW} = \frac{1}{2T_{DEMAG}} \quad (4)$$

CR5201 采用芯片内部设置 $L_p F_{SW}$ 为常数的方法克服了 CC 模式下最大输出电流随着初级电感量的变化而改变的缺陷。芯片对初级电感量的补偿范围高达 ± 10 。

线损补偿

为了达到良好的负载调整率,CR5201 内部集成了线损补偿功能。FB 端的采样电压由两部分组成: 1、输出电压通过变压器绕组反馈到 FB 端的电压; 2、芯片内部线损补偿电流流过分压电阻所产生的电压,这个电流与开关管关断时间成正比,与负载电流成反比,所以使得由于输出负载电流变化而导致的输出电压变化能够得到有效补偿。

最大补偿百分比为:

$$\frac{\Delta V}{V_{OUT}} = \frac{I_{comp_cable} \times (R1 // R2) \times 10^{-6}}{2} \times 100\%$$

其中 ΔV 为负载补偿电压, V_{OUT} 为输出电压。

例如: $R1//R2=6Kohm$, 则最大补偿百分比为:

$$\frac{\Delta V}{V_{OUT}} = \frac{45 \times 6000 \times 10^{-6}}{2} \times 100\% = 13.5\%$$

启达科技(香港)有限公司

www.chiprail.com

成都启臣微电子有限公司

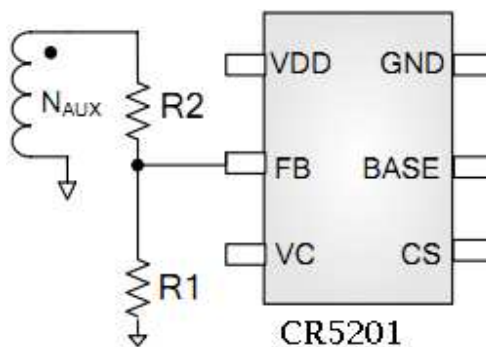


图 4 FB 电阻分压电路

Sense 电流检测和前沿消隐

CR5201 的峰值电流检测通过检测 CS 脚的外接电阻 RS 上的电压,并且内部设计前沿消隐电路滤除开关三极管在开启瞬间的电流尖峰,所以 sense 输入叫 RC 滤波电路不再需要。

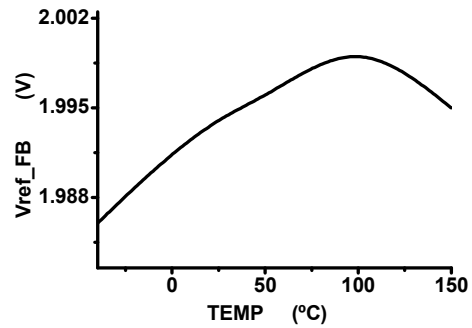
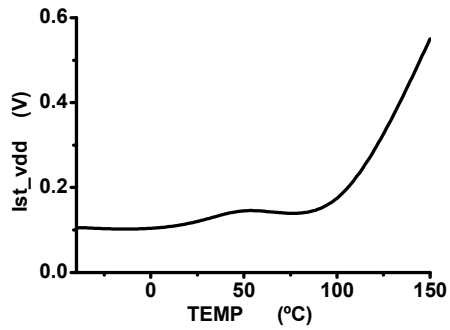
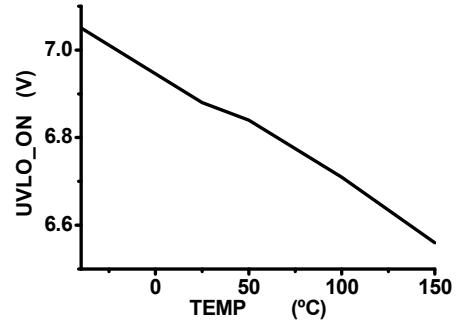
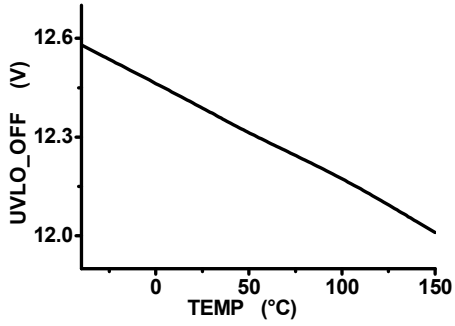
基极驱动电路

芯片驱动采用推拉式设计,提供外部三极管的基极驱动电流,这个电流被限制在最大 30mA。

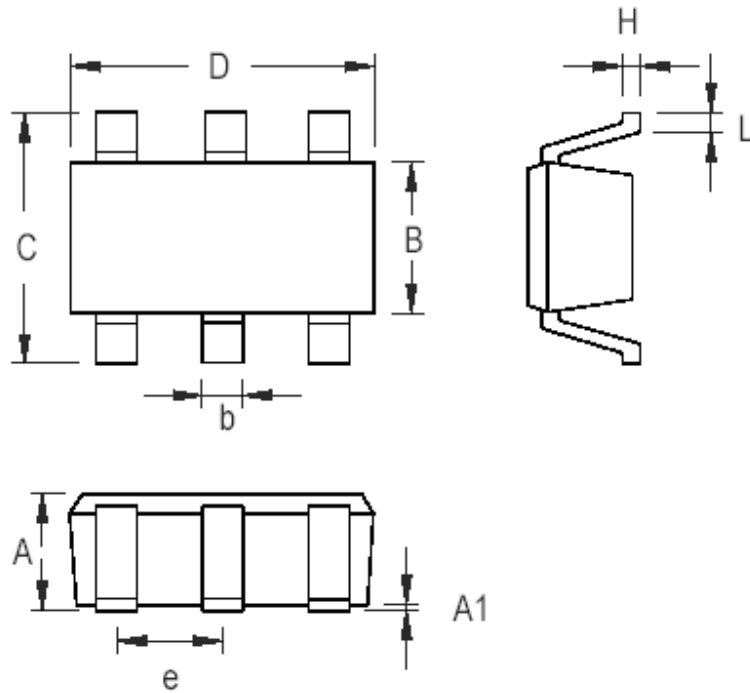
保护电路

CR5201 为了确保系统的正常工作内置了多重保护措施。这些保护措施包括逐周期的电流限制、峰值电流限制、过压保护、FB 开路保护、欠压锁定等。芯片的供电电源 VDD 由辅助绕组提供。当 VDD 低于进入欠压锁定的阈值电压时,开关将会被关断,随后系统自动进入重启状态。

典型曲线图 (VDD=16V, T_A=25°C 除非特殊说明)



封装信息 (SOT-23-6L)



符号	单位 (微米)		单位 (英寸)	
	最小	最大	最小	最大
A	0.700	1.000	0.028	0.039
A1	0.000	0.100	0.000	0.004
B	1.397	1.803	0.055	0.071
b	0.300	0.559	0.012	0.022
C	2.591	3.000	0.102	0.118
D	2.692	3.099	0.106	0.122
e	0.838	1.041	0.033	0.041
H	0.080	0.254	0.003	0.010
L	0.300	0.610	0.012	0.024