

概述

OC5213 是一款连续电感电流导通模式的降压型 LED 恒流驱动器,用于驱动一个或多个 LED 灯串。OC5213 工作电压从 5.5v 到 30v, 提供可调的输出电流, 最大输出电流可达到 0.8A。根据不同的输入电压和外部器件, OC5213 可以驱动高达数十瓦的 LED。

OC5213 内置功率开关, 采用高端电流检测电路, 以及 PWM 信号调光的调光脚 DIM。

OC5213 内置过温保护电路, 当芯片达到过温保护点进入过温保护模式, 输出电流逐渐下降以提高系统可靠性。

OC5213 采用专利的电路架构使得在低压差工作时输出电流无过冲, 提高 LED 工作寿命, OC5213 采用专利的恒流电路具有优异的负载调整率和线性调整率。

OC5213 采用 SOT23-5 封装。

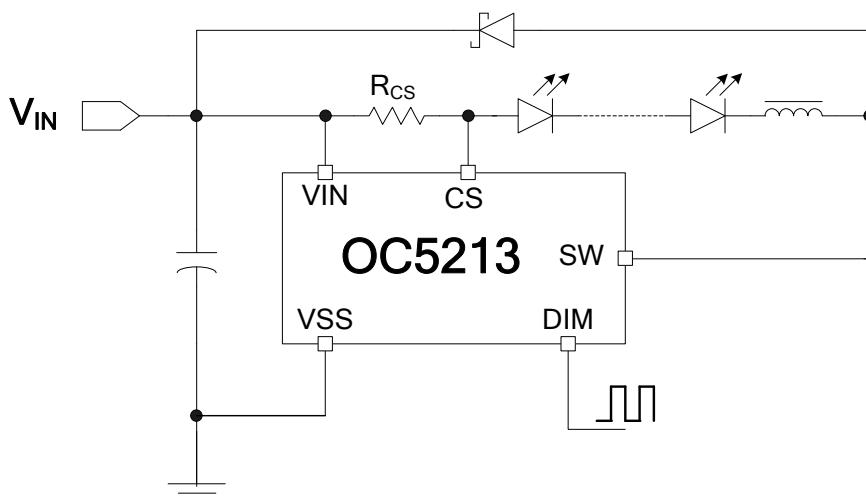
特点

- ◆最大输出电流: 0.8A
- ◆高效率: 96%
- ◆优异的负载调整率和线性调整率
- ◆高端电流检测
- ◆最大辉度控制频率: 16KHz
- ◆滞环控制, 无需环路补偿
- ◆最高工作频率: 1MHz
- ◆电流精度: $\pm 5\%$
- ◆宽输入电压: 5.5V~30V
- ◆智能过温保护
- ◆低压差无过冲

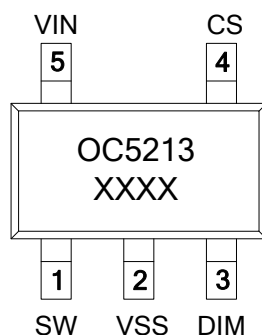
应用领域

- ◆LED 备用灯, 信号灯
- ◆低压 LED 射灯代替卤素灯
- ◆汽车照明

典型应用电路图



封装及管脚分配

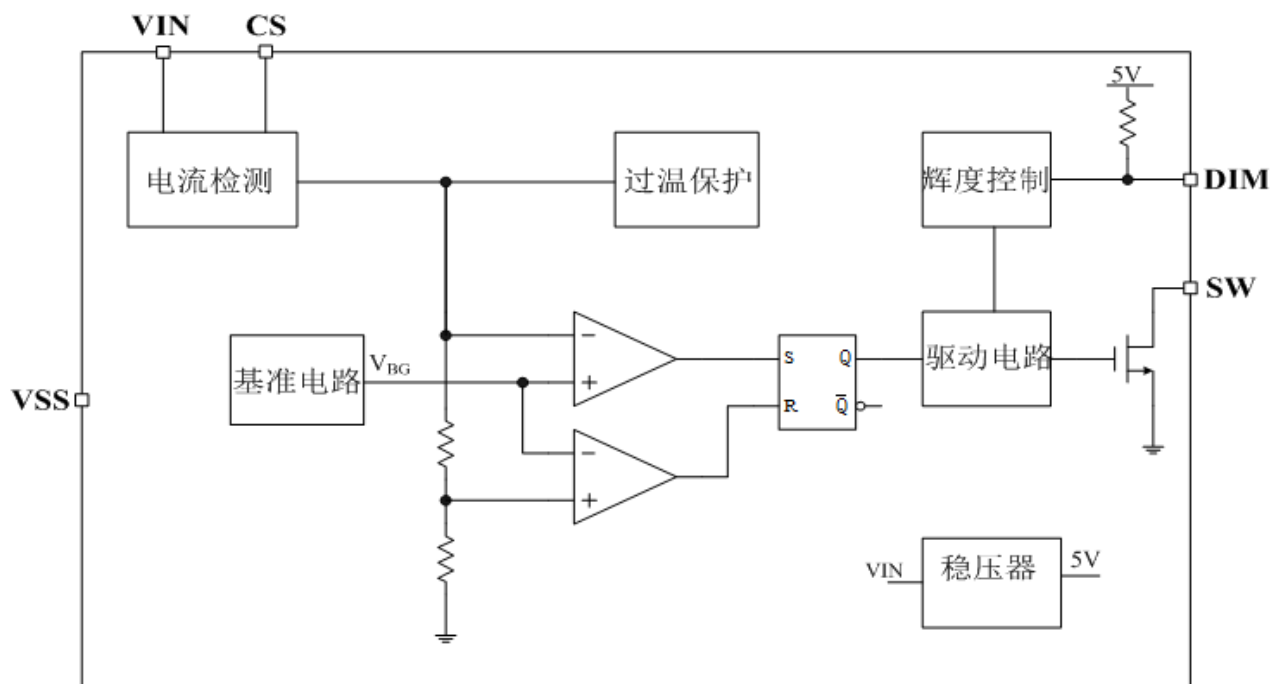


SOT23-5

管脚描述

管脚序号	管脚名称	管脚类型	描述
1	SW	输入/输出	内置 MOS 管漏极
2	VSS	地	芯片地
3	DIM	输入	辉度控制端
4	CS	输入	电流检测端
5	VIN	输入	电源电压

内部电路方框图



极限参数 (注1)

参数	符 号	描述	最小值	最大值	单位
电压	V_{MAX1}	IC 各端最大电压值 (除 DIM)		35	V
	V_{MAX2}	DIM 引脚最大电压值		6	V
电流	I_{MAX}	SW 脚最大电流		1	A
最大功耗	P_{DMAX}	最大功耗		0.5	W
热阻	P_{TR1}	SOT23-5 封装 θ_{JA}		80	°C/W
温度	T_J	工作结温范围	-40	150	°C
	T_{STG}	存储温度范围	-55	150	°C
	T_{SD}	焊接温度 (时间少于 30s)	230	240	°C
ESD	V_{HBM}	HBM		2000	V

注 1: 极限参数是指超过上表中规定的工作范围可能会导致器件损坏。而工作在以上极限条件下可能会影响器件的可靠性。

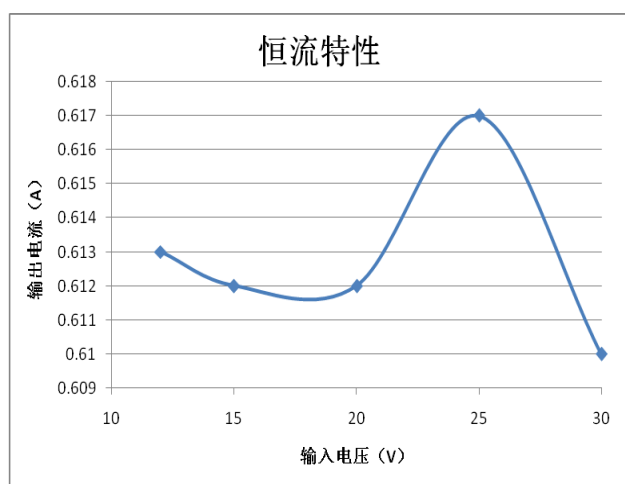
电特性

除非特别说明, $V_{IN}=12V$, $T_A=25^{\circ}C$

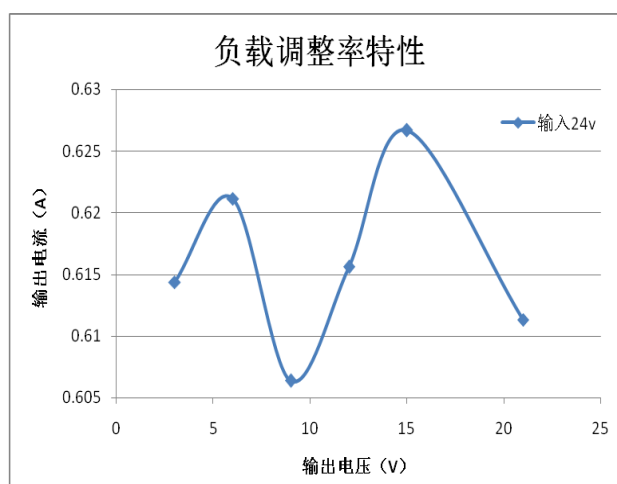
参数	符号	测试条件	最小值	典型值	最大值	单位
电源电压						
输入电压	V_{IN}		5.5		30	V
欠压保护电压	V_{UVLO}	$V_{IN}=V_{CS}$, $V_{DIM}=V_{CC}$, V_{IN} 电压从 0V 上升		5.1		V
欠压保护 滞回电压	V_{HYS}			0.4		V
电源待机电流	I_{ST}			200		uA
开关频率						
最大开关频率	F_{SW_MAX}				1	MHz
电流检测比较器						
CS 端电压	V_{CS}	$V_{IN}-V_{CS}$	95	100	105	mV
检测电压高值	V_{CSH}	($V_{IN}-V_{CS}$) 从 0.1V 上升, 直至 DRV 输出低电平		120		mV
检测电压低值	V_{CSL}	($V_{IN}-V_{CS}$) 从 0.3V 下降, 直至 DRV 输出高电平		80		mV
CS 管脚输入电流	I_{CS}			10		uA
辉度控制						
最大调光频率	F_{DIM}				16	KHz
DIM 脚悬空电压	V_{DIM}	DIM 悬空		5		V
DIM 输入高电平	V_{IH}		2			V
DIM 输入低电平	V_{IL}				1	V
DIM 上拉电流	I_{DIM}			5		uA
内置 MOS						

MOS 导通电阻	$R_{DS(on)}$	$V_{IN}=6V\sim 30V$		300		mΩ
过温保护						
过温调节	OTP_TH			160		°C

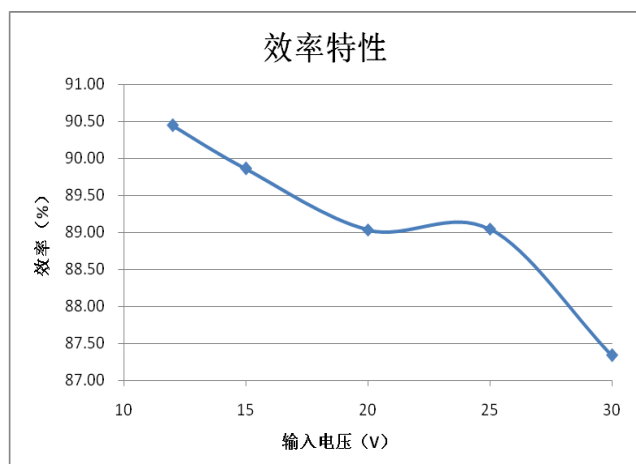
典型应用测试特性曲线



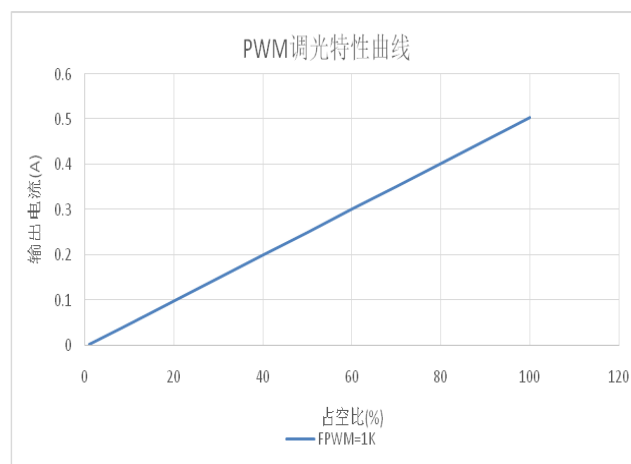
恒流特性曲线 (3 串 LED)



负载调整率



效率特性曲线



DIM 脚 PWM 调光特性曲线

应用指南

工作原理

OC5213 是一款内置 30V 功率开关的高端电流检测降压型高精度高亮度 LED 恒流驱动控制器。系统通过一个外接电阻设定输出电流,最大输出电流可达 0.8A; 电流检测精度高达 $\pm 5\%$; 外围仅需很少的元件。

系统上电后, 定义差值:

$$\Delta v = V_{IN} - V_{CS} \quad (1)$$

通过典型应用可以看到, 负载 LED 上的电流与电感 L 电流以及电阻 R_{CS} 上的电流相等。上电后, 电感电流不能突变, 故电阻 R_{CS} 上的电流为零, 于是差值 Δv 亦为零; 此差值输入到芯片内部, 与基准电压 (120mV) 比较后, 使得功率开关管开启。于是 V_{IN} 通过电阻 R_{CS} , 电感 L, 负载 LED 以及功率开关管到地形成通路, 电感 L 储存能量, 其电流逐渐升高。

当电感电流达到:

$$I_L = \frac{120\text{mV}}{R_{CS}} \quad (2)$$

此时, 功率开关管关断; 之后, 差值 Δv 输入到芯片内部, 与基准电压 (80mV) 比较后, 使得功率开关管保持关断状态。由于电感电流的持续性, 电感电流便通过负载 LED 及续流二极管 D, 电阻 R_{CS} 释放能量, 其电流逐渐下降。

当电感电流达到:

$$I_L = \frac{80\text{mV}}{R_{CS}} \quad (3)$$

此时, 功率管开启; 系统进入下一个周期循环。

此系统对于电感电流的控制模式称为电感电流滞环控制模式, 其对负载瞬变具有非常快的响应, 对输入电压具有高的抑制比, 其电感电流纹波为 $\pm 20\%$ 。

电流取样电阻选择

系统稳定后, 可假设负载 LED 上的电压稳定, 于是可近似认为电感电流呈线性变化。

故由前面叙述可知, 电流取样电阻 R_{CS} 上的电流与负载 LED 上电流相等, 于是电阻 R_{CS} 的取值决定了负载电流的大小。

$$I_{LED} = \frac{0.12 + 0.08}{2 * R_{CS}} = \frac{0.1}{R_{CS}} \quad (4)$$

电感选择

电感值的大小决定系统工作频率。稳定时, 假设负载 LED 电压为 V_{LED} , 输入电压 V_{IN} , 电感电流纹波 $0.4 * I_{LED}$, 则功率管导通时间:

$$T_{ON} = \frac{0.4 * I_{LED} * L}{V_{IN} - V_{LED}} \quad (5)$$

功率管关断时间:

$$T_{OFF} = \frac{0.4 * I_{LED} * L}{V_{LED}} \quad (6)$$

由 (5) (6) 可得系统工作频率

$$F_{SW} = \frac{(V_{IN} - V_{LED}) * V_{LED}}{0.4 * V_{IN} * I_{LED} * L} \quad (7)$$

为保证芯片可靠稳定工作, 建议其工作频率低于系统最大工作频率 1MHz。

辉度控制

DIM 引脚是辉度控制输入端。DIM 接低电平则 DRV 输出低电平, DIM 接高电平则 DRV 按照一定的占空比正常输出开关信号。为保证辉度控制的线性一致性, 建议其最大辉度控制频率低于 16KHz。如果不需要辉度控制功能则将 DIM 端悬空。

续流二极管选择

续流二极管 D 的耐压值应高过最大输入工作电压。选择正向导通压降小的肖特基二极管有助于提高转换效率。

输入电容

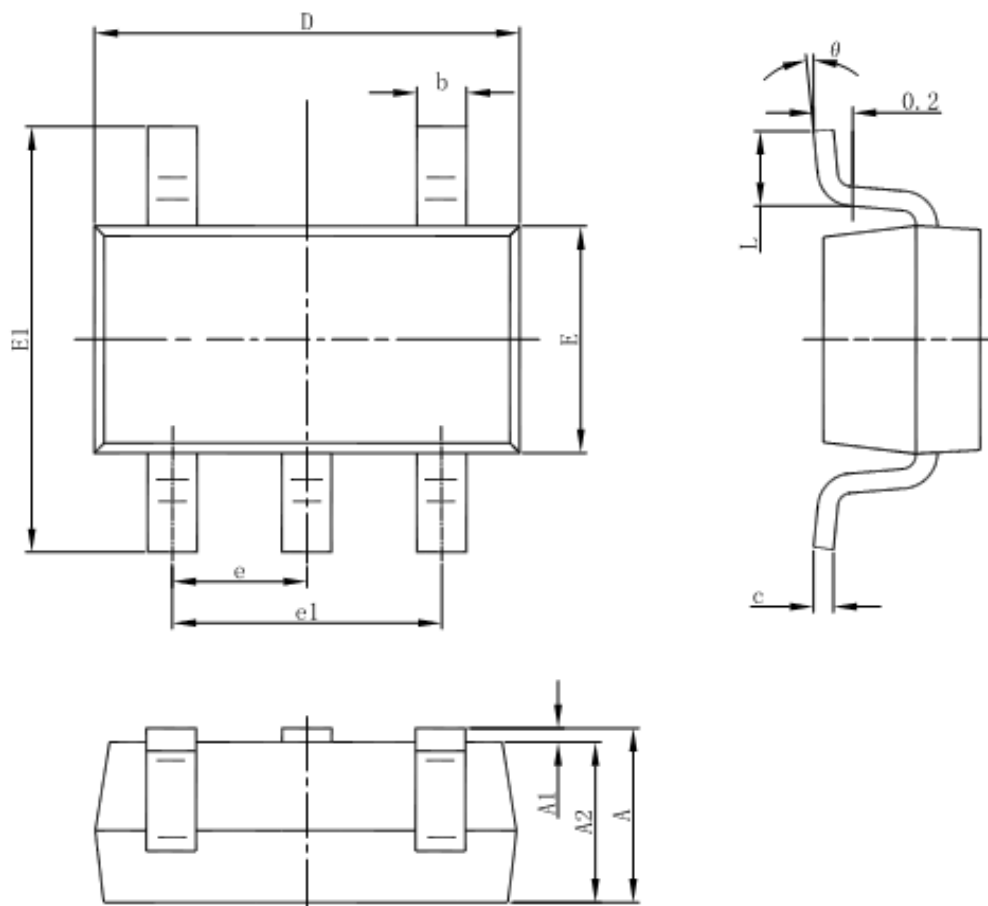
电源输入端 V_{IN} 需接 22~47uF 的滤波电容, 电容的耐压值应高于最大输入电压。

过温保护

当芯片温度过高时, 典型情况下当芯片内部温度超过 160 度以上时, 过温调节开始起作用: 随温度升高输入电流逐渐减小, 从而限制输入功率, 增强系统可靠性。

封装信息

SOT23-5 封装参数



Symbol	Dimensions In Millimeters		Dimensions In Inches	
	Min	Max	Min	Max
A	1.050	1.250	0.041	0.049
A1	0.000	0.100	0.000	0.004
A2	1.050	1.150	0.041	0.045
b	0.300	0.500	0.012	0.020
c	0.100	0.200	0.004	0.008
D	2.820	3.020	0.111	0.119
E	1.500	1.700	0.059	0.067
E1	2.650	2.950	0.104	0.116
e	0.950(BSC)		0.037(BSC)	
e1	1.800	2.000	0.071	0.079
L	0.300	0.600	0.012	0.024
θ	0°	8°	0°	8°