

Hi6001A 高精度调光升压 LED 恒流驱动器

1. 特性

- 支持 100:1 调光比
- 工作电压范围 5-40V
- 启动电压 2.7V
- 转换效率>95%
- 超低待机功耗<2uA
- 真正无频闪调光
- 支持调光频率超过 32K
- 支持内部 PWM 转模拟调光
- 内置 40VLDO 供电
- 恒流精度 $\leq \pm 3\%$
- 支持过温降电流
- 支持输出过压保护
- 封装: ESOP8

2. 应用范围

- 户外照明
- 智能照明
- 带锂电应用方案
- 太阳能路灯
- 补光灯

3. 产品说明

是一款外围电路简洁的宽调光比升压调光恒流驱动器, 适用于 3-40V 输入电压范围的 LED 照明领域。

Hi6001A 采用我司专利算法, 可以实现高精度的恒流效果, 输出电流恒流精度 $\leq \pm 3\%$, 电压工作范围为 5-40V, 可以轻松满足锂电池及中低压的应用需求。

芯片内部有本司专利的高精度恒流算法, 确保 VIN 的上电时间<500ms。

PWM 调光信号内部转模拟, 调光全程无频闪, 支持 1K 以上的调光频率, 调光比 100:1。当 EN/DIM 拉低到 GND 超过 40ms, 芯片自动进入休眠模式以降低功耗, 此时待机电流<2uA, 当 EN/DIM 端口拉高以后芯片重新启动。EN/DIM 管脚不能悬空, 不使用时应与 VIN 管脚短接在一起。

芯片的输出电流通过 IFB 端口电阻来设定。

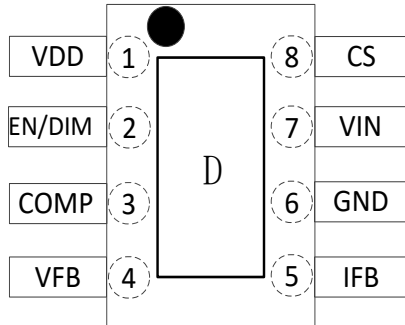
支持过温降电流和输出过压保护。

4. 芯片选型:

型号	最大输入电流	驱动方式	封装形式	编带数量 (颗)	最高耐压
Hi6001A	2.5A	内置MOS	ESOP8	4000	60V



5. 管脚配置



编号	管脚名称	功能描述
1	VDD	内部电源，旁路电容脚
2	EN/DIM	PWM 调光以及低待机使能
3	COMP	环路补偿电容
4	VFB	输出过压检测
5	IFB	输出电流检测
6	GND	芯片地
7	VIN	外部供电输入
8	CS	峰值电流检测
EP	D	内置 NMOS D 端

图 5.1 管脚图

6. 极限参数

符号	说明	范围	单位
VIN	外部供电输入	-0.3~46	V
EN/DIM	PWM 调光以及低待机使能	-0.3~46	V
VFB/CS	输出过压保护、峰值电流检测	-0.3~46	V
D	内置 MOS 管 D 端	60	V
其余管脚	VDD、COMP、IFB、GND	-0.3~6	V
R _{θJA}	PN 结到环境的热阻（注 1）	65	°C/W
PD	最大承受功耗（注 2）	1.0	W
TSTG	存储温度	-40~150	°C
TA	工作温度	-40~125	°C
ESD	HBM 人体放电模式	>2	KV

注 1：最大输出功率受限于芯片结温，最大极限值是指超出该工作范围，芯片有可能损坏。在极限参数范围内工作，器件功能正常，但并不完全保证满足个别性能指标。

注 2：温度升高最大功耗一定会减小，这也是由 T_{JMAX}，R_{θJA} 和环境温度 T_a 所决定的。最大允许功耗为 PD = (T_{JMAX} - TA) / R_{θJA} 或是极限范围给出的数值中较低值。



7. 结构框图

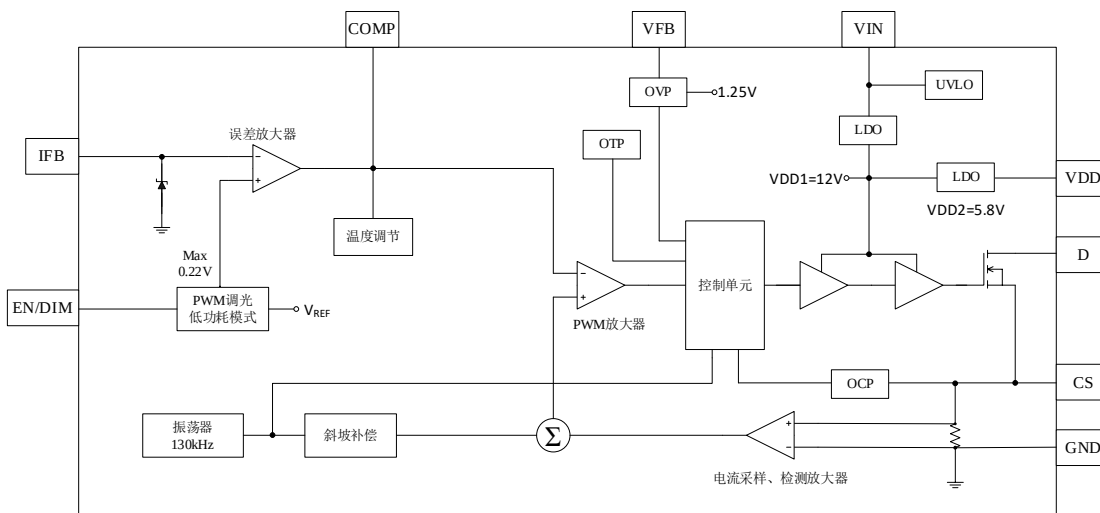


图 7.1 芯片内部结构框图

8. 应用电路

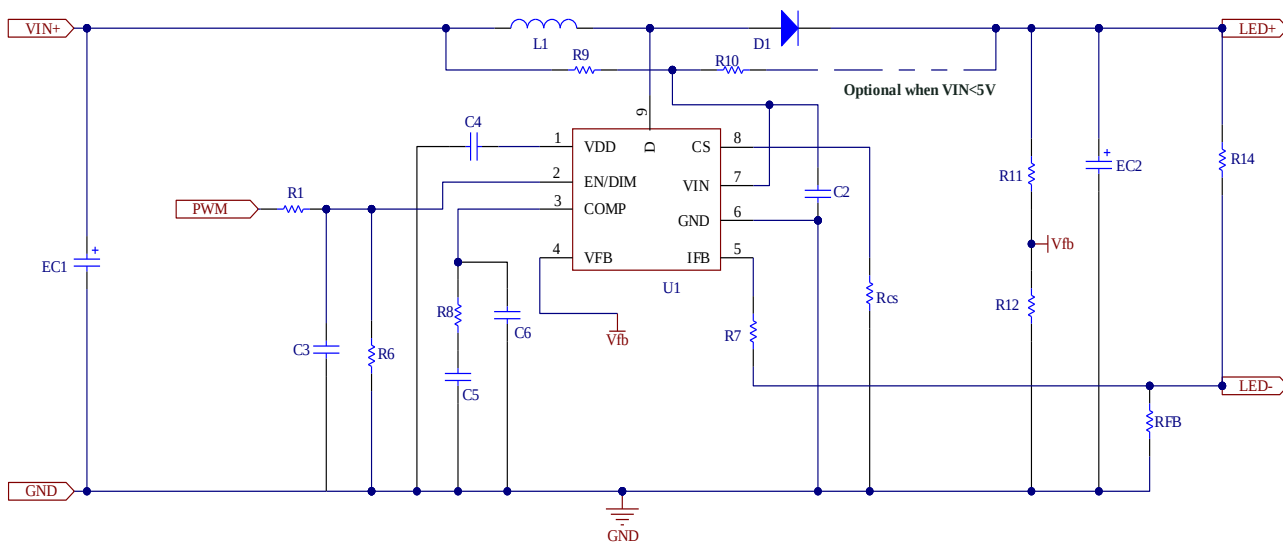


图 8.1 典型应用电路



9. 电气特性

(除非特殊说明, 下列条件均为 $T_A=25^{\circ}\text{C}$)

符号	说明	测试条件	范围			单位
			最小	典型	最大	
VIN 工作部分						
I _{DD}	工作电流	V _{IN} =5V	-	1	-	mA
I _{STANDBY}	休眠待机电流		-	-	2	uA
V _{IN}	V _{IN} 电压范围		2.7	-	40	V
V _{DD}	V _{DD} 电压		-	5.8V	-	V
U _{VLO}	欠压保护范围		2.3	-	2.5	V
恒流工作部分						
V _{CS}	恒流调节电压	V _{IN} =5V	-	-	235	mV
I _{FB}	电流检测基准电压		-	220	-	mV
震荡器						
D _{MAX}	最大占空比		-	90	-	%
F _{OSC}						
	默认开关频率		-	130	-	KHz
调光端口						
V _{DIM_H}	PWM 调光检测阈值上限	PWM rising	-	2.3	-	V
V _{DIM_L}	PWM 调光检测阈值下限	PWM falling	-	0.8	-	V
GATE 驱动						
I _{source}	驱动拉电流		-	400	-	mA
I _{sink}	驱动灌电流		-	600	-	mA
可靠性						
T _{OVT}	过温保护	过温降电流的方式	-	135	-	°C
V _{FB}	过压保护阈值		1.1	-	1.25	V

备注:

1. 对于未给定上下限值的参数, 本规范不保证其精度, 但其典型值合理反映了器件性能。
2. 规格书的最小、最大参数范围由测试保证, 典型值由设计、测试或统计分析保证。
3. 芯片内部结温达到设定温度 (典型值 135°C) 时, 开启降电流功能。



10. 应用说明

本芯片是外围电路简洁的宽调光比升压恒流驱动器，适用于 2.7-40V 输入电压范围的升压恒流 LED 驱动领域。芯片采用本司专利的恒流控制算法，输出电流精度在±3%以内，可以做到 100:1 的无频闪调光。

10.1. 输出电流

输出电流由芯片通过外部 I_{FB} 连接的电阻 R_{FB} 进行设置，输出电流公式如下：

$$I_{OUT} = \frac{0.22}{R_{FB}} (A)$$

10.2. 芯片启动

系统上电后通过 VIN 管脚对芯片供电，其中 R1 为保护电阻，防止上电时浪涌电流损坏芯片，当 VIN 管脚 <26V 时 R1 可以不加，26V 以上建议增加线性稳压电路。

芯片内部 40V LDO 供电，输入端应用范围宽，最低可以在 2.7V 的时候工作，轻松满足单节锂电池的应用，当输入电压低于 5V 时，建议 VIN 管脚接到输出的 LED+ 上面来供电。

10.3. 调光设置

EN/DIM 端口为 PWM 调光口内部自动将 PWM 信号转为模拟信号实现全程无频闪调光。当芯片检测到 EN/DIM 端口低电平时间超过 40ms，芯片进入低功耗待机模式，此时芯片工作电流 <2uA，当 EN/DIM 端口再次为高电平后芯片被唤醒，退出待机模式，恢复正常。

10.4. 输出过压保护设置

通过电阻 $R_{VFB上}$ 和 $R_{VFB下}$ 可以设置输出的过压保护电压，输出保护电压要比正常工作电压高 30%。VFB 端口为过压保护检测端口，当 VFB 电压高于 1.25V 时，芯片的 GATE 开关输出关闭，当 VFB 的电压低于 1.1V 时芯片的开关输出重新开始，以确保输出电压不会超过设定电压， V_{OVP} 开路电压设置按下面公式：

$$V_{OVP} = 1.25 * (1 + \frac{R_{VFB上}}{R_{VFB下}}) (V)$$

10.5. 过电流保护设置

峰值电流检测电阻 R_{CS} 工作在 NMOS 管与 GND 之间，当 NMOS 管打开，电感电流流经电阻 R_{CS} 产生电压 V_{CS} ，CS 管脚检测 V_{CS} 电压。

当触发过电流保护，芯片 GATE 驱动的占空比会缩小，限制电感电流，避免 NMOS 管 Q1 损伤。



通过下面公式可计算不同条件下 R_{CS} 阻值:

$$R_{CS} \leq \frac{V_{IN} \times 0.06V}{V_{OUT} \times I_{OUT}} (\Omega)$$

V_{IN} : 输入电压, V_{OUT} : 输出电压, I_{OUT} : 输出电流, 0.06V: CS 检测电压值

10.6. 电感选择

电感的选择可通过计算公式算出:

$$L = \frac{V_{IN} \times R_{CS} \times (V_{OUT} - V_{IN})}{V_{OUT} \times 0.02V \times F_{SW}} (uH) \quad , \quad R_{CS} \leq \frac{V_{IN} \times 0.06V}{V_{OUT} \times I_{OUT}} (\Omega)$$

V_{IN} : 输入电压, V_{OUT} : 输出电压, I_{OUT} : 输出电流, R_{CS} : 峰值电流检测电阻, F_{SW} : 工作频率

举例: $V_{IN}=12V$ 、 $V_{OUT}=36V$ 、 $I_{OUT}=1A$ 、 $R_{CS}=20m\Omega$ 、 $F_{SW}=130kHz$, 代入公式计算得电感 $L \approx 61.5uH$, 选用 68uH。

电感的选择影响功率、效率、稳态运行、瞬态响应和回路的稳定性。电感值决定了电感的纹波电流。选用电感需要注意其额定饱和电流及是否适合高频调光。

电感平均电流 (输入电流) 计算公式:

$$I_{AVG} = \frac{V_{OUT} \times I_{OUT}}{V_{IN} \times \eta} (A)$$

电感峰峰值电流计算公式:

$$\Delta I_L = \frac{1}{L \times F_{SW} \times \left(\frac{V_{OUT}}{V_{IN} \times (V_{OUT} - V_{IN})} \right)} (A)$$

电感峰值电流计算公式:

$$I_P = I_{AVG} + \frac{\Delta I_L}{2} (A)$$

V_{IN} : 输入电压, V_{OUT} : 输出电压, I_{OUT} : 输出电流, F_{SW} : 工作频率, η : 转换效率, L : 电感值。



10.7. 电容与续流二极管选择

贴片电容建议选用 X5R、X7R 材质。

二极管应具有承受反向峰值电压的能力，建议选择反向额定电压大于 V_{IN} 的二极管。为了提高效率，选择肖特基二极管（平均电流大于输入与电感峰值电流，耐压大于输出电压的 1.5 倍）。

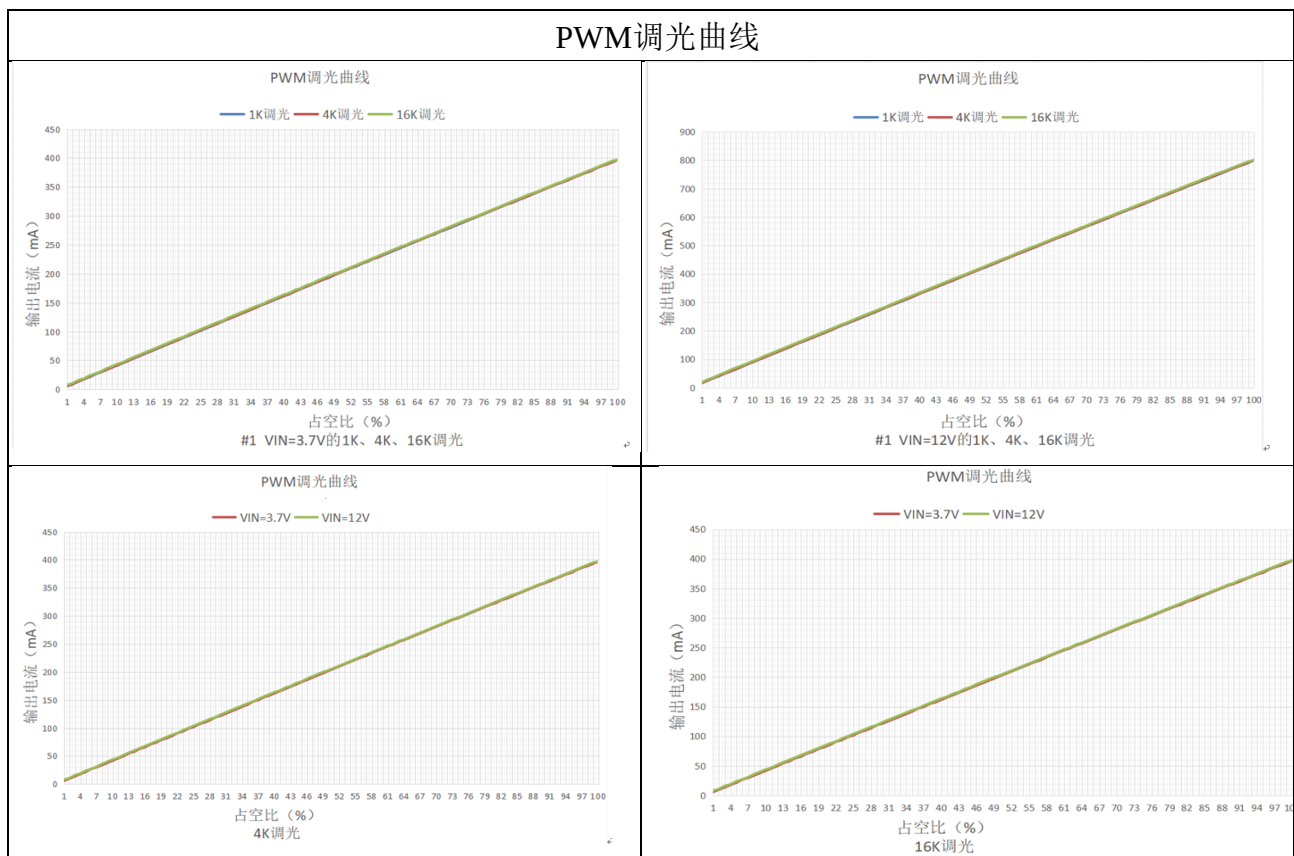
10.8. VDD 旁路电容

VDD 管脚需要并联一个 1.0uF 以上的旁路电容，PCB 布板时，VDD 电容需要紧挨着端口布局。

11. 典型特性曲线

11.1. 调光特性

测试条件：TA=25℃， $V_{IN}=3.7/12V$ ； $I_{OUT}=430mA$ ， $R_{IFB}=2\times 1R$ ； $R_{CS}=2\times 0.05R$ ； R_{OSC} 悬空， $f=130KHZ$ ；
电感=100uH；输入电解=47uF/100V；输出电解=100uF/50V； $V_{OUT}=6$ 串 4 并白灯



11.2. PWM调光波形

图1: PWM至低电平 (CH1:V_{DIM} CH4:I_{OUT})

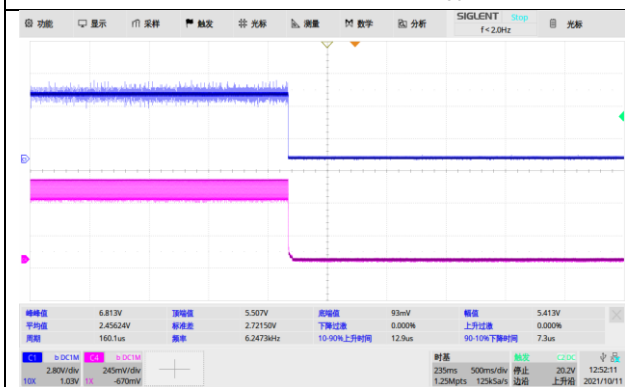


图2: PWM渐变效果 (4K刷新率/伽马1.0) (CH4:I_{OUT})

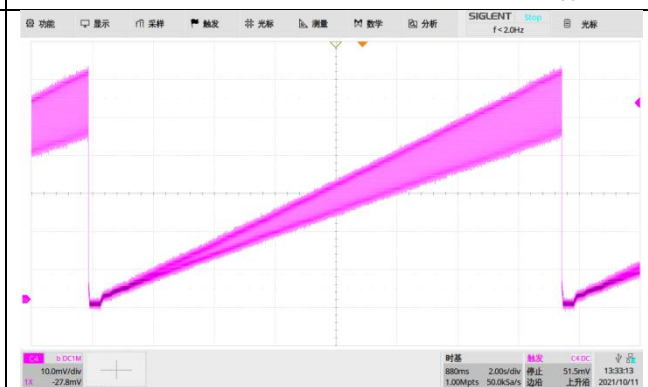


图3: PWM调光 (4KHZ/10%) (CH2:V_{DRAIN} CH3:I_{OUT})

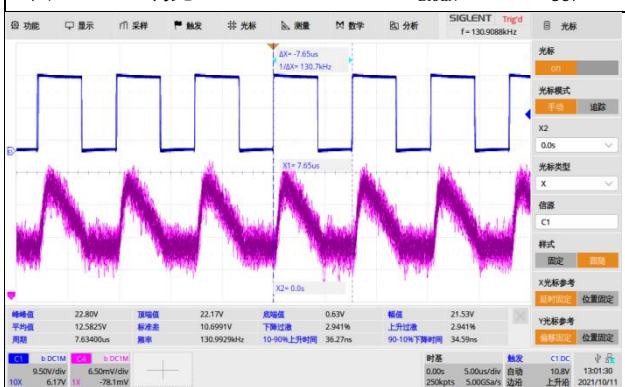
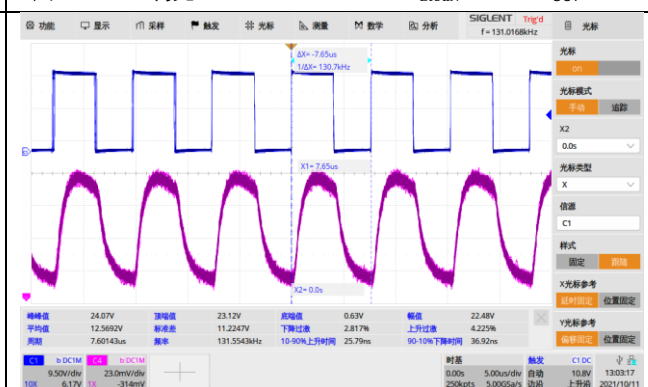


图4: PWM调光 (4KHZ/50%) (CH2:V_{DRAIN} CH3:I_{OUT})



11.3. 稳态波形

图7: 5Vin/6LEDs (CH1:V_{DRAIN} CH4:I_{OUT})

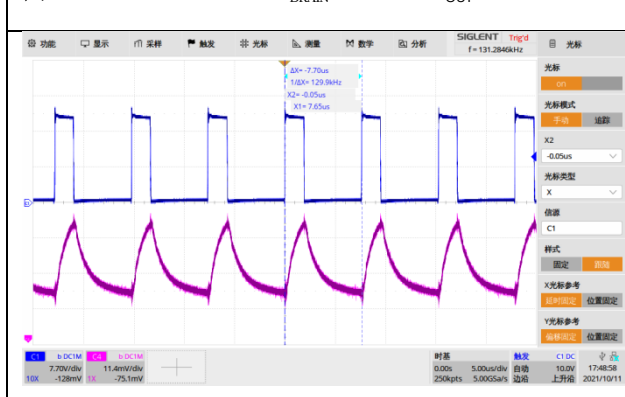
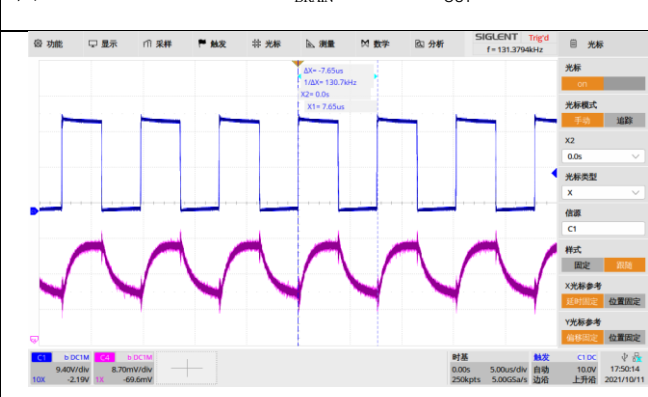
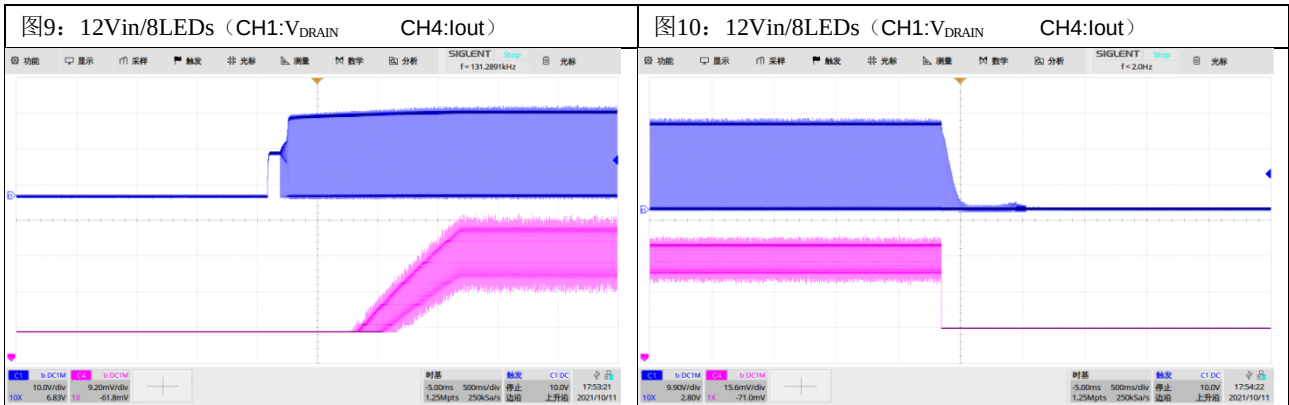


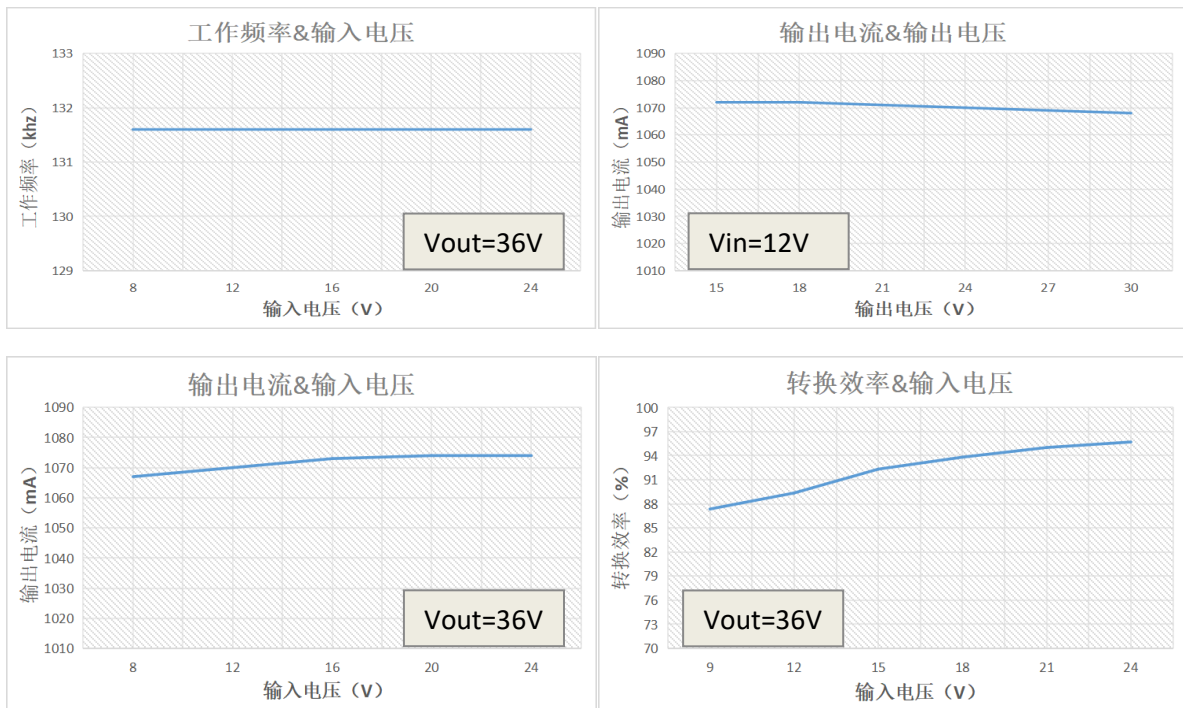
图8: 12Vin/8LEDs (CH1:V_{DRAIN} CH4:I_{OUT})



11.4. 开关机波形



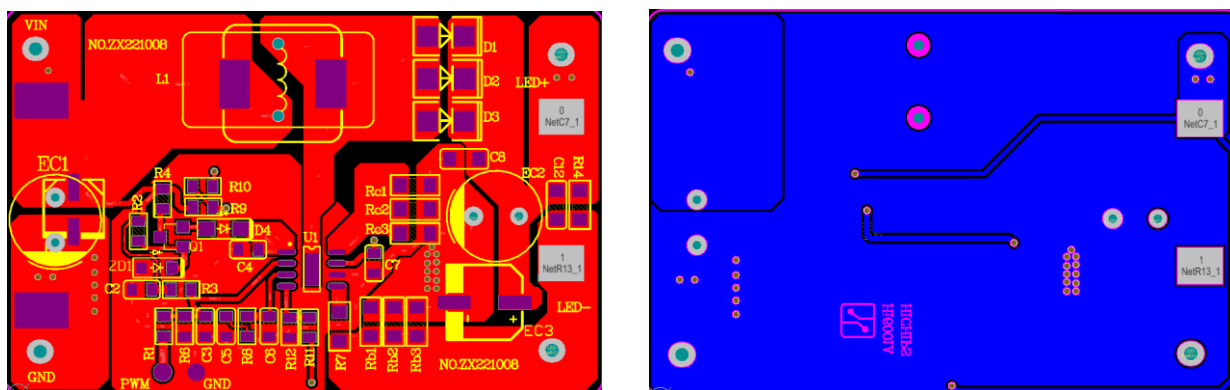
11.5. 典型曲线



12. PCB设计注意事项

一个好的 PCB 设计能够最大程度地提高系统的稳定性、终端产品的量产良率。为了提高 Hi6001A 系列 PCB 的设计水准，请尽可能遵循以下布局布线规则：

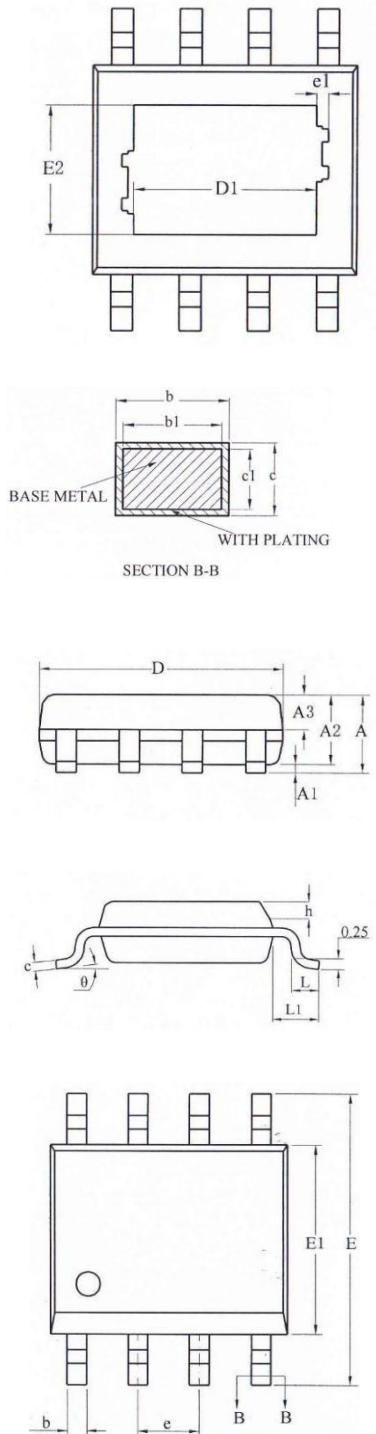
1. 芯片 D 端与续流二极管、功率电感的布线覆铜尽可能长度短、线宽大；
2. MOSFET Source 端与 CS 检流电阻的布线覆铜，CS 检流电阻靠近 CS 与 GND 管脚；
3. 芯片 IFB 管脚要远离功率电感、NMOS 管、续流二极管，避免受到干扰；
4. 输入电容、输出电容与 CS 检流电阻、IFB 采样电阻的地布线覆铜，都应尽可能长度短、线宽大，上下层地多打过孔连接；
5. 系统的输入电容尽可能靠近芯片布局，保证输入电容达到最好的滤波效果；
6. 芯片的 VDD 电容靠近 VDD 与 GND 管脚布局，且 VDD 电容的 GND 端、芯片 GND 管脚与 CS 检流电阻、IFB 采样电阻 GND 端保持单点连接；
7. 输出电容的地一定要靠近 CS 检流电阻、IFB 采样电阻的地，可以降低开关切换尖冲和输出高频噪声；
8. 输出过压保护电阻靠近 OVP 与 GND 管脚布局。



PCB 图



13. 封装信息



SYMBOL	MILLIMETER		
	MIN	NOM	MAX
A	—	—	1.65
A1	0.05	—	0.15
A2	1.30	1.40	1.50
A3	0.60	0.65	0.70
b	0.39	—	0.47
b1	0.38	0.41	0.44
c	0.20	—	0.24
c1	0.19	0.20	0.21
D	4.80	4.90	5.00
E	5.80	6.00	6.20
E1	3.80	3.90	4.00
e	1.27BSC		
h	0.25	—	0.50
L	0.50	0.60	0.80
L1	1.05REF		
θ	0	—	8°

Size (mm) L/F Size (mil)	D1	E2	e1
95*130	3.10REF	2.21REF	0.10REF

