

DP5020B

概述

DP5020B 是专为 LED 显示屏设计的驱动芯片,内建 CMOS 位移寄存器与锁存功能,可以将串行的输入数据转换成并行输出数据格式。

DP5020B 工作电压为 3.3V—5.0V,提供 16 个电流源,可以在每个输出端口提供 1mA—32mA 的恒定电流; 且单颗 IC 片内输出电流差异小于±2.5%; 多颗 IC 间的输出电流差异小于±3.5%; 通道输出电流不随着输出端电压(V_{DS})的变化而变化; 且电流受电压和环境温度影响的变化小于 1%; 每个通道的输出电流大小由外接电阻来调整。

DP5020B 输出端口耐压可达 17V, 因此可以在每个输出端串接多个 LED 灯; 另外, DP5020B 高达 25MHz 的时钟频率可以满足系统对大量数据传输的需求。

特点

- ◆ 16 通道恒流源输出
- ◆ 恒流电流:
 - 1-32mA@VDD=5.0V

@片内误差<±2.5%, 片间误差<±3.5%

1-22mA@VDD=3.3V

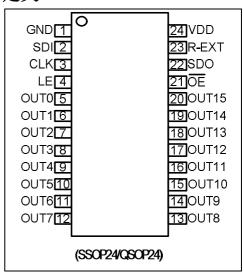
@片内误差<±2.5%,片间误差<±3.5%

- ◆ 输出电流支持外部 Rext 电阻可调
- ◆ 快速的输出电流响应, OE (最小值): 35ns
- ◆ 高达 25MHz 时钟频率
- ◆ 工作电压: 3.3V~5.0V
- ◆ 封装形式: SSOP24、QSOP24、QFN24(4*4)

封装信息

产品名称	封装形式	塑封体尺寸 (mm)	脚间距 (mm)
DP5020B	SSOP24	13.0*6.0*1.8	1.0
DP5020B	QSOP24	8.65*3.9*1.4	0.635
DP5020B	QFN24(4*4)	4*4*0.85	0.5

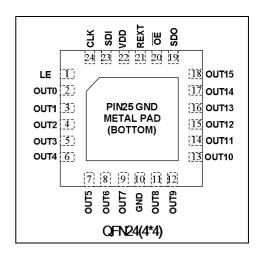
管脚定义



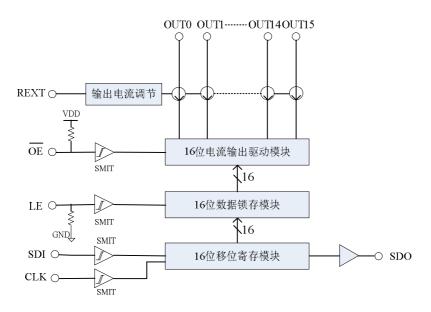


应用领域

- ◆ 广告屏
- ◆ LED 照明



内部功能简单框图



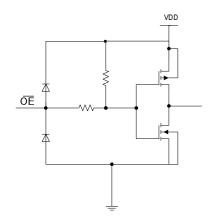
管脚说明

名称	功能说明
GND	芯片地
SDI	串行数据输入端口
CLK	时钟信号的输入端口; 时钟上升沿时移位数据
LE	数据锁存控制端口。当 LE 为高电平时,串行数据会被传入至输出锁存器;当 LE 为低电平时,资
	料会被锁存
OUT0~OUT15	恒流源输出端口
ŌĒ	输出使能控制端口。当OE为低电平时,即会启动 OUT0~OUT15 输出;当OE为高电平时,
OE	OUT0~OUT15 输出会被关闭
SDO	串行数据输出端口;可接至下一个芯片的 SDI 端口
R-EXT	连接外接电阻的输入端口;此外接电阻可设定所有输出通道的输出电流
VDD	芯片电源

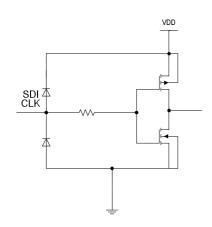


输出及输入等效电路

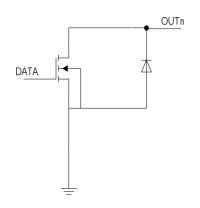
◆ OE 输入端



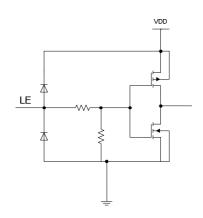
◆ CLK,SDI 输入端



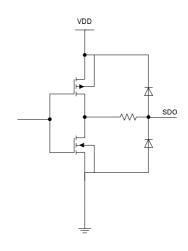
◆ OUT0~OUT15 输出端



LE 输入端

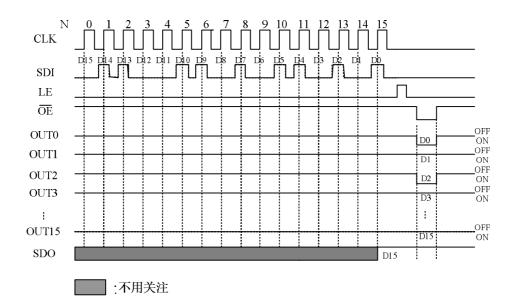


SDO 输出端





时序图



真值表

CLK	LE	ŌĒ	SDI	OUT0····OUT7····OUT15	SDO
_	Н	L	Dn	DnDn-7Dn-15	Dn-15
—	L	L	Dn+1	No Change	Dn-14
_	Н	L	Dn+2	Dn+2Dn-5Dn-13	Dn-13
Y _	X	L	Dn+3	Dn+2Dn-5Dn-13	Dn-13
Y _	X	Н	Dn+3	off	Dn-13

最大极限参数

特性	代表符号	最大限定范围	单位
电源电压	VDD	0∼7.0	V
输入端电压	V _{SDA} ,V _{CLK} ,V _{LE} ,V _{OE}	-0.4∼VDD+0.4V	V
电流输出端电流	I _{OUT}	+45	mA
输出端承受电压	V _{DS}	-0.5∼+17.0	V
时钟频率	f _{CLK}	30	MHz
IC 工作时的环境温度	T _{opr}	-40~+85	$^{\circ}$
IC 储存时的环境温度	T _{stg}	-55∼+150	$^{\circ}$
HBM 人体放电模式	V_{ESD}	>4	KV

备注: 表贴产品焊接最高峰值温度不能超过 260℃,温度曲线依据 J-STD-020 标准、参考工厂实际和锡膏商建议由工厂自行设定。



直流特性

(VDD= 5.0V, Ta = 27°C)

特性	代表符号	测量	测量条件			最大值	单位
静态电流	IDD	VDD = 5.0V, R-E	EXT 悬空,l _{out} 关闭	-	0.9	-	mA
OUT 端口耐压	V _{DS} (MAX)	OUT0	~ OUT15	-	-	17	V
OUT 端口输出电流	I _{OUT}	VDD	= 5.0V	1	-	32	mA
CDO 顶出山法	I _{OH}	VDD	- F 0V	-	-22	-	mA
SDO 驱动电流	I _{OL}	טטע	= 5.0V	-	22	-	mA
松飞山田和杜山亚	V _{IH}			0.7*VDD	-	VDD	V
输入端口翻转电平	VIL			GND	-	0.3*VDD	V
OUT 输出端漏电流	Іон	V _{DS}	=17V	-	-	0.5	uA
	V _{OL}	I _{OL} =	+1mA	-	-	0.4	V
SDO 输出端电压	V _{OH}	I _{OH} =	: -1mA	4.6	-	-	V
OUT 端口输出端电流 1	I _{OUT1}	V _{DS} =1.0V	rext = 1800Ω	-	8.9	-	mA
松山山达汨光	-	I _{OUT} = 8.9mA	片内	-	-	±2.5%	
输出电流误差	D _{IOUT}	$V_{DS} = 1.0V$ rext = 1800 Ω	片间	-	-	±3.5%	
OUT 端口输出端电流 2	I _{OUT2}	V _{DS} = 1.0V	rext = 920Ω	-	17.5	-	mA
输出电流误差	D _{IOUT}	I _{OUT} = 17.5mA V _{DS} = 1.0V	片内	-	-	±2.5%	
棚山电机庆左	DIOUT	$rext = 920\Omega$	片间	-	-	±3.5%	
输出电流误差N _{DS} 变化量	%/ΔV _{DS}	V _{DS} =1.	0V∼3.0V	-	±0.5%	-	%/V
输出电流误差/vpp 变化量	%/ΔV _{DD}	V _{DD} =4.	5V∼5.5V	-	±0.5%	-	%/V
Pull-up 电阻	R _{OE} (up)		OE	-	200	-	KΩ
Pull-down 电阻	R _{LE} (down)	1	LE	-	200	-	ΚΩ
	I _{DD} (off)1	R-EXT 悬空,OL	JT0~OUT15 = OFF	-	0.9	-	
IC 静态电流	I _{DD} (off)2	rext = 1800Ω, O	UT0~OUT15 = OFF	-	2.1	-	mA
	I _{DD} (off)3	rext = 920Ω, OU	JT0~OUT15 = OFF	-	3.2	-	



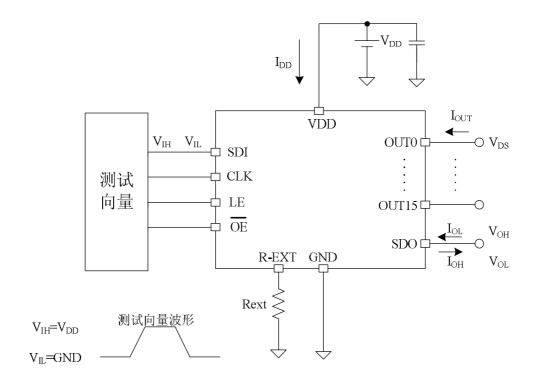
DP5020B 16路恒流输出LED驱动芯片

(VDD=3.3V, Ta = 27° C)

, ,							
特性	代表符号	测量	量条件	最小值	典型值	最大值	单位
静态电流	IDD	VDD =3.3V, R-E	EXT 悬空,l _{out} 关闭	-	1.2	-	mA
OUT 端口耐压	V _{DS} (MAX)	OUT0	~ OUT15	-	-	17	V
OUT 端口输出电流	I _{OUT}	VDD	=3.3V	1	-	22	mA
CDO 亚马山沟	I _{OH}	VDD	- 2 2)/	-	-10.5	-	mA
SDO 驱动电流	I _{OL}	7 000	= 3.3V	-	13.3	-	mA
<i>t</i> △) 辿 □ 乘3 <i>t+</i> 由 立	V _{IH}			0.7*VDD	-	VDD	V
输入端口翻转电平	V _{IL}			GND	-	0.3*VDD	V
OUT 输出端漏电流	I _{OH}	V _{DS}	=17V	-	-	0.5	uA
	V _{OL}	I _{OL} =	+1mA	-	-	0.3	٧
SDO 输出端电压	V _{OH}	I _{OH} =	= -1mA	3.0	-	-	٧
OUT 端口输出端电流 1	I _{OUT1}	V _{DS} =1.0V	rext = 1800Ω	-	8.9	-	mA
松山山流江	-	I _{OUT} = 8.9mA	片内	-	-	±2.5%	
输出电流误差	D _{IOUT}	$V_{DS} = 1.0V$ rext = 1800Ω	片间	-	-	±3.5%	
OUT 端口输出端电流 2	I _{OUT2}	V _{DS} = 1.0V	rext = 920Ω	-	17.5	-	mA
输出电流误差	D _{IOUT}	I _{OUT} = 17.5mA V _{DS} = 1.0V	片内	-	-	±2.5%	
制田弋机庆左	Diooi	$rext = 920\Omega$	片间	-	-	±4.5%	
输出电流误差/V _{DS} 变化量	%/ΔV _{DS}	V _{DS} =1.	0V∼3.0V	-	±0.5%	-	%/V
输出电流误差/vpp变化量	%/ΔV _{DD}	V _{DD} =3.	3V∼3.8V	-	±1%	-	%/V
Pull-up 电阻	R _{OE} (up)		ŌĒ	-	200	-	ΚΩ
Pull-down 电阻	R _{LE} (down)		LE	-	200	-	ΚΩ
	I _{DD} (off)1	R-EXT 悬空,Ol	JT0~OUT15 = OFF	-	0.6	-	
IC 静态电流	I _{DD} (off)2	rext = 1800Ω, O	UT0~OUT15 = OFF	-	1.8	-	mA
	I _{DD} (off)3	rext = 920Ω, Ol	JT0~OUT15 = OFF	-	3.0	-	



直流特性测试电路







动态特性

(VDD= 5.0V)

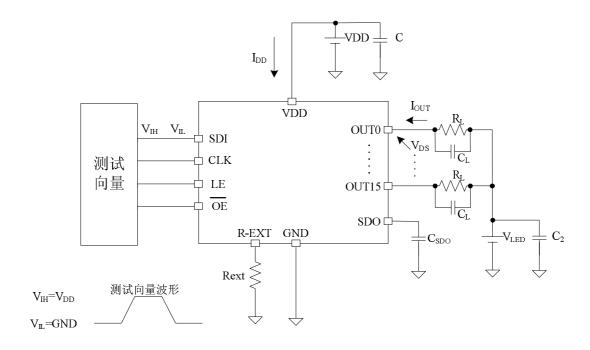
特	性	代表符	测量条件	最小值	一般值	最大值	单位
	CLK-OUT	t _{pLH1}			30		ns
延迟时间	LEOUT	t _{pLH2}			26	1	ns
(低电平到高电平)	OEOUT	t _{pLH3}	V _{IH} =VDD		30		ns
	CLK—SDO	t _{pLH}	V _{IL} =GND		28		ns
	CLK-OUT	t _{pHL1}	Rext=1800Ω		35	1	ns
延迟时间	LEOUT	t _{pHL2}	VDD=5.0V		33	1	ns
(高电平到低电平)	OEOUT	t _{pHL3}	R _L =400Ω		35	1	ns
	CLK-SDO	t _{pHL}	C _L =10pF		27	1	ns
电流输出上	二升沿时间	t _{OUT-RISE}			30	-1	ns
电流输出下	降沿时间	t _{OUT-FALL}			35		ns

(VDD= 3.3V)

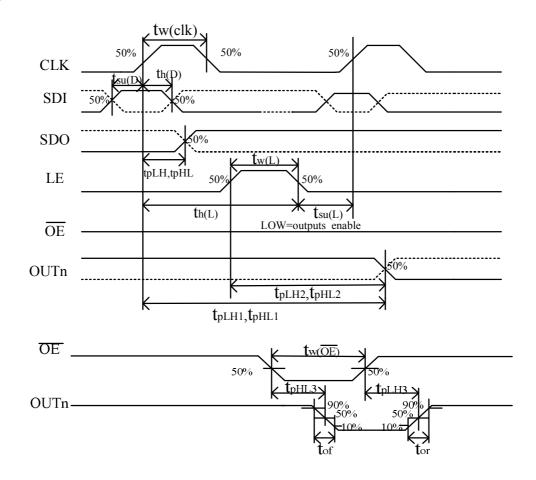
特	性	代表符	测量条件	最小值	一般值	最大值	单位
	CLK-OUT	t _{pLH1}			42		ns
延迟时间	LEOUT	t _{pLH2}			36	1	ns
(低电平到高电平)	OEOUT	t _{pLH3}	V _{IH} =VDD		45	1	ns
	CLK-SDO	t _{pLH}	V _{IL} =GND		30		ns
	CLK-OUT	t _{pHL1}	Rext=1800Ω		38	1	ns
延迟时间	LEOUT	t _{pHL2}	VDD=3.3V		33	1	ns
(高电平到低电平)	OEOUT	t _{pHL3}	R _L =200Ω		40	1	ns
	CLK-SDO	t _{pHL}	C _L =10pF		29	1	ns
电流输出上	升沿时间	t _{OUT-RISE}			26	1	ns
电流输出下	降沿时间	t _{OUT-FALL}			18	1	ns



动态特性测试电路



时序波形图

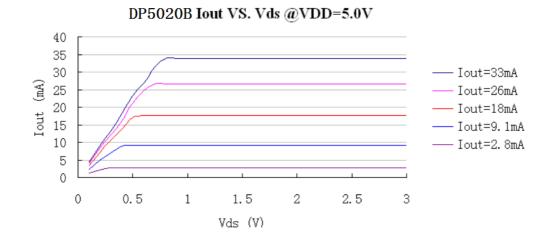




产品应用

将 DP5020B 应用于 LED 显示屏设计时,通道间甚至芯片间的电流,差异极小。此源自于 DP5020B 优异的恒流输出特性:

- ◆ 片内通道间的最大电流误差小于±2.5%,而芯片间的最大电流误差小于±3.5%。
- ◆ 当负载端电压(V_{DS})变化时,其输出电流的稳定性不受影响,如下图所示。



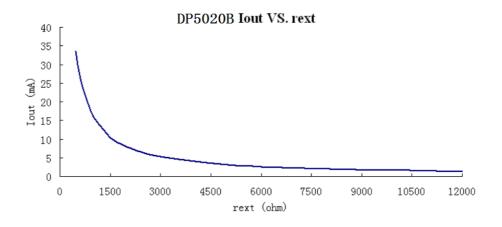
VDD = 5V 时, lout 与 V_{DS}之间的关系曲线



调整输出电流

如下图所示,由外接一个 rext 电阻调整输出电流 I_{OUT} ,套用下列公式可计算出输出电流值: I_{OUT} =(16/rext)*1000 mA,

公式中的 rext 是指 R-EXT 端口对地的电阻值,电流单位是 mA。比如,当 rext = 750 Ω 时,通过公式计算可得输出电流值 21.4mA;当 rext = 6000 Ω 时,输出电流值为 2.7mA。



lout 与 rext 电阻的关系曲线



封装散热功率(PD)

封装的最大散热功率是由公式:

$$P_{D(max)} = \frac{(T_j - T_a)}{R_{th(j-a)}}$$
来决定的

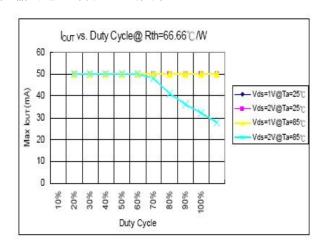
当 16 个通道完全打开时,实际功耗为:

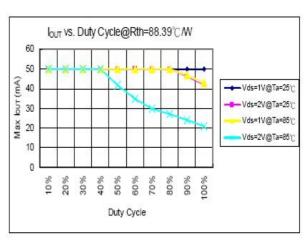
$$P_{D(act)}$$
=IDD*VDD+ I_{OUT} *Duty* V_{DS} *16

实际功耗必须小于最大功耗,即 PD(act) < PD(max),为了保持 PD(act) < PD(max),输出的最大电流与占空比的关系为:

$$I_{out} = \frac{\frac{T_j - T_a}{R_{th(j-a)}} - IDD*VDD}{V_{DS}*Duty*16}$$

其中 T_j 为 IC 的工作温度, T_a 为环境温度, V_{DS} 为稳流输出端口电压,Duty 为占空比, $R_{th (j-a)}$ 为封装的热阻。下图 为最大输出电流与占空比的关系:





如果需要更大的输出电流 lout,则需要加一定的散热片,其计算公式为:

曲
$$\frac{1}{R_{\text{th(j-a)}}} + \frac{1}{R_{\text{fc}}} = \frac{P_D(_{\text{act}})}{T_{\text{j-}}T_a}$$
 得:

$$R_{\mathrm{fc}} = \frac{R_{\mathrm{th(j-a)}} * \left(T_{\mathrm{j-}} T_{\mathrm{a}}\right)}{P_{\mathrm{D}}\left(_{\mathrm{act}}\right) * R_{\mathrm{th(j-a)-}} T_{\mathrm{j}} + T_{\mathrm{a}}}$$

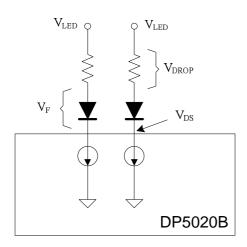
其中 P_{D(act)}=IDD*VDD+I_{OUT}*Duty*V_{DS}*16

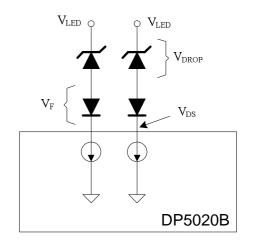
因此如果要输出更大的电流 I_{OUT} ,由上面公式可以计算出必须给 IC 加热阻为 R_{fc} 的散热片。



负载端电压(VLED)

为使封装体散热能力达到最佳化,建议输出端电压(V_{DS})的最佳工作范围是 1.0V 左右(依据 I_{OUT} = 1mA \sim 32mA)。如果 V_{DS} = V_{LED} - V_F 且 V_{LED} =5.0V 时,此时过高的输出端电压(V_{DS})可能会导致 P_D (act) > P_D (max)。在此状况,建议尽可能使用较低的 V_{LED} 电压供应,也可用外串电阻或稳压管当做 V_{Drop} ,此可导致 V_{DS} =(V_{LED} - V_F)- V_{DROP} ,达到降低输出端电压(V_{DS})的效果。

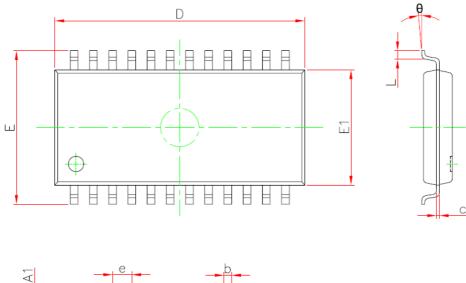


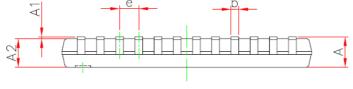




封装形式

SSOP24

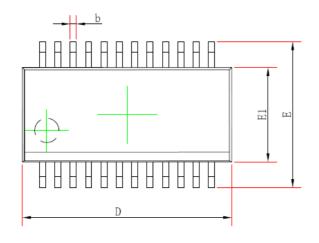


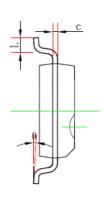


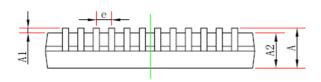
Symbol	Min(mm)	Max(mm)	
А	-	2.15	
A1	0.05	0.35	
A2	1.2	1.9	
b	0.15	0.75	
С	0.05	0.45	
D	12.6	13.5	
Е	7.6	8.5	
E1	5.6	6.5	
е	1.0TYP		
L	0.2 1.0		
θ	0° 10°		



QSOP24



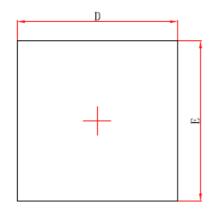


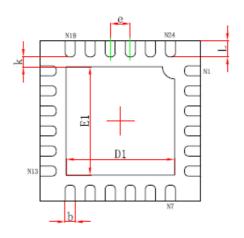


Symbol	Min(mm)	Max(mm)	
А	-	1.95	
A1	0.05	0.35	
A2	1.05	-	
b	0.1	0.4	
С	0.05	0.254	
D	8.2	9.2	
E1	3.6	4.2	
Е	5.6	6.5	
е	0.635TYP		
L	0.3	1.5	
θ	0°	10°	



QFN24(4*4)





Top Vlew

-

Bottom Vlew

Side View

Symbol	Min(mm) Max(mm)			
А	0.6 1.0			
A1	-	0.1		
A3	0.203	BREF		
D	3.8	4.3		
E	3.8	4.3		
D1	2.4	3.0		
E1	2.4	3.0		
K	0.2	min		
е	0.5TYP			
b	0.1	0.4		
L	0.2 0.7			