

### 概述

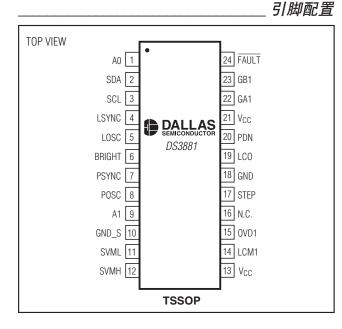
应用

DS3881是一款用于汽车电子的单通道冷阴极荧光灯(CCFL) 控制器,提供高达300:1的亮度调节。该芯片用于驱动CCFL, 可理想用于导航、娱乐终端以及仪表盘的液晶显示器(LCD) 背光。DS3881同样适合航海及航空系统。

DS3881具有EMI抑制特性,并且提供灯管电流过驱动模式,可以在寒冷天气条件下快速加热灯管。DS3881使用最少的外围元件为单灯管结构提供独立控制,多片DS3881可级联工作,以支持多于一个灯管的应用。初始化编程设置后,可以通过I<sup>2</sup>C软件通信实现对DS3881的控制。如果不希望用软件控制,也可以通过引脚设置实现DS3881的许多功能。

汽车LCD 仪表盘

航海和航空LCD



典型工作电路在数据资料的最后给出。

# BALLAS SEMICONDUCTOR

特性

DS388

- ◆ 单通道CCFL控制器用于汽车导航/资讯娱乐应用中的 LCD面板和仪表盘的背光
- ◆ 所需的外部元件数目最少
- ♦ I<sup>2</sup>C接口
- ◆可监视每个通道的灯管故障,检测灯管开路、过流、 启辉失败及过压故障
- ◆ 状态寄存器报告故障状态
- ◆ 高精度(±5%)、独立的片上振荡器提供灯管时钟 (40kHz至100kHz)和DPWM突发式亮度调节时钟 (22.5Hz至440Hz)
- ◆ 灯管频率和DPWM频率能与外部信号源同步,从而减 少了视频应用中LCD的视觉瑕疵
- ◆ 灯管时钟扩频可降低EMI
- ◆ 可以调节灯管频率, 使EMI频谱移至带外
- ◆ 灯管电流过驱动模式能够在低温下快速加热灯管, 该功能可自动关闭
- ◆ 模拟和数字亮度控制
- ◆ 采用可选的数字亮度控制,可以实现300:1的亮度调节 范围
- ◆ 可编程软启动降低变压器的可闻噪声
- ◆ 片上非易失(NV)存储器提供器件定制功能
- ◆ 8字节NV用户存储器用于存储序列号和日期
- ◆ 低功耗待机模式
- ♦ 4.75V至5.25V单电源工作电压
- ◆ -40°C至+105°C工作温度范围
- ♦ 24引脚TSSOP封装

定	<u></u> 胸	信	自
	~~ "	IH.	ישי

PART	TEMP RANGE	PIN-PACKAGE
DS3881E+	-40°C to +105°C	24 TSSOP (173 mils)
DS3881E+T&R	-40°C to +105°C	24 TSSOP (173 mils)

+表示无铅封装。

#### Maxim Integrated Products 1

本文是Maxim正式英文资料的译文,Maxim不对翻译中存在的差异或由此产生的错误负责。请注意译文中可能存在文字组织或 翻译错误,如需确认任何词语的准确性,请参考Maxim提供的英文版资料。 **索取免费样品和最新版的数据资料,请访问Maxim的主页**:www.maxim-ic.com.cn。

单通道、汽车CCFL控制器

### ABSOLUTE MAXIMUM RATINGS

Voltage Range on V<sub>CC</sub>, SDA, and

SCL Relative to Ground.....-0.5V to +6.0V Voltage Range on Leads Other than  $V_{CC}$ , SDA, and

SCL .....-0.5V to ( $V_{CC}$  + 0.5V), not to exceed +6.0V

Stresses beyond those listed under "Absolute Maximum Ratings" may cause permanent damage to the device. These are stress ratings only, and functional operation of the device at these or any other conditions beyond those indicated in the operational sections of the specifications is not implied. Exposure to absolute maximum rating conditions for extended periods may affect device reliability.

### **RECOMMENDED OPERATING CONDITIONS**

 $(T_A = -40^{\circ}C \text{ to } + 105^{\circ}C)$ 

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	TYP MAX	UNITS
Supply Voltage	V <sub>CC</sub>	(Note 1)	4.75	5.25	V
Input Logic 1	VIH		2.0	V <sub>CC</sub> + 0.3	V
Input Logic 0	VIL		-0.3	1.0	V
SVML/H Voltage Range	V <sub>SVM</sub>		-0.3	V <sub>CC</sub> + 0.3	V
BRIGHT Voltage Range	VBRIGHT		-0.3	V <sub>CC</sub> + 0.3	V
LCM Voltage Range	V <sub>LCM</sub>	(Note 2)	-0.3	V <sub>CC</sub> + 0.3	V
OVD Voltage Range	V <sub>OVD</sub>	(Note 2)	-0.3	V <sub>CC</sub> + 0.3	V
Gate-Driver Output Charge Loading	QG			20	nC

### **ELECTRICAL CHARACTERISTICS**

 $(V_{CC} = +4.75V \text{ to } +5.25V, T_A = -40^{\circ}C \text{ to } +105^{\circ}C.)$ 

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	ТҮР	MAX	UNITS
Supply Current	Icc	G <sub>A</sub> , G <sub>B</sub> loaded with 600pF		12		mA
Input Leakage (Digital Pins)	١L		-1.0		+1.0	μA
Power-Down Current	IPDN				1	mA
Output Leakage (SDA, FAULT)	ILO	High impedance	-1.0		+1.0	μΑ
Low-Level Output Voltage (LSYNC, PSYNC)	V <sub>OL</sub>	I <sub>OL</sub> = 4mA			0.4	V
Low-Level Output Voltage	VOL1	I <sub>OL1</sub> = 3mA			0.4	M
(SDA, FAULT)	V <sub>OL2</sub>	I <sub>OL2</sub> = 6mA			0.6	V
Low-Level Output Voltage (GA1, GB1)	V <sub>OL3</sub>	I <sub>OL3</sub> = 4mA			0.4	V
High-Level Output Voltage (LSYNC, PSYNC)	V <sub>OH</sub>	I <sub>OH</sub> = -1mA	2.4			V



### **ELECTRICAL CHARACTERISTICS (continued)**

 $(V_{CC} = +4.75V \text{ to } +5.25V, T_A = -40^{\circ}C \text{ to } +105^{\circ}C.)$ 

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	ТҮР	MAX	UNITS
High-Level Output Voltage (GA, GB)	V <sub>OH1</sub>	I <sub>OH1</sub> = -1mA	V <sub>CC</sub> - 0.4			V
UVLO Threshold: V <sub>CC</sub> Rising	VUVLOR				4.3	V
UVLO Threshold: V <sub>CC</sub> Falling	VUVLOF		3.7			V
UVLO Hysteresis	VUVLOH			200		mV
SVML/H Threshold: Rising	VSVMR		2.03	2.08	2.15	V
SVML/H Threshold: Falling	V <sub>SVMF</sub>		1.95	2.02	2.07	V
LCM and OVD DC Bias Voltage	VDCB			1.1		V
LCM and OVD Input Resistance	R <sub>DCB</sub>			50		kΩ
Lamp Off Threshold	VLOT	(Note 3)	0.22	0.25	0.28	V
Lamp Over Current	VLOC	(Note 3)	2.2	2.5	2.8	V
Lamp Regulation Threshold	V <sub>LRT</sub>	(Notes 3, 4)	0.9	1.0	1.1	V
OVD Threshold	Vovdt	(Note 3)	0.9	1.0	1.1	V
Lamp Frequency Source Frequency Range	fLFS:OSC		40		100	kHz
Lamp Frequency Source Frequency Tolerance	flfs:tol	LOSC resistor ±2% over temperature	-5		+5	%
Lamp Frequency Receiver Frequency Range	fLFR:OSC		40		100	kHz
Lamp Frequency Receiver Duty Cycle	flfr:duty		40		60	%
DPWM Source (Resistor) Frequency Range	fDSR:OSC		22.5		440.0	Hz
DPWM Source (Resistor) Frequency Tolerance	fDSR:TOL	POSC resistor ±2% over temperature	-5		+5	%
DPWM Source (Ext. Clk) Frequency Range	fDSE:OSC		22.5		440.0	Hz
DPWM Source (Ext. Clk) Duty Cycle	fdfe:duty		40		60	%
DPWM Receiver Min Pulse Width	t <sub>DR:MIN</sub>	(Note 5)	25			μs
BRIGHT Voltage: Minimum Brightness	V <sub>BMIN</sub>				0.5	V
BRIGHT Voltage: Maximum Brightness	VBMAX		2.0			V
Gate Driver Output Rise/Fall Time	t <sub>R</sub> / t <sub>F</sub>	C <sub>L</sub> = 600pF			100	ns
GA1 and GB1 Duty Cycle		(Note 6)			44	%

## I<sup>2</sup>C AC ELECTRICAL CHARACTERISTICS (See Figure 9)

(V<sub>CC</sub> = +4.75V to +5.25V,  $T_A$  = -40°C to +105°C, timing referenced to V<sub>IL(MAX)</sub> and V<sub>IH(MIN)</sub>.)

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	ТҮР	MAX	UNITS
SCL Clock Frequency	fscl	(Note 7)	0		400	kHz
Bus Free Time Between Stop and Start Conditions	<sup>t</sup> BUF		1.3			μs
Hold Time (Repeated) Start Condition	thd:sta	(Note 8)	0.6			μs
Low Period of SCL	tLOW		1.3			μs
High Period of SCL	thigh		0.6			μs
Data Hold Time	thd:dat		0		0.9	μs
Data Setup Time	tsu:dat		100			ns
Start Setup Time	tsu:sta		0.6			μs
SDA and SCL Rise Time	t <sub>R</sub>	(Note 9)	20+ 0.1C <sub>B</sub>		300	ns
SDA and SCL Fall Time	tF	(Note 9)	20+ 0.1C <sub>B</sub>		300	ns
Stop Setup Time	tsu:sto		0.6			μs
SDA and SCL Capacitive Loading	Св	(Note 9)			400	pF
EEPROM Write Time	tw	(Note 10)		20	30	ms

### NONVOLATILE MEMORY CHARACTERISTICS

 $(V_{CC} = +4.75V \text{ to } +5.25V)$ 

S3881

PARAMETER	SYMBOL	CONDITIONS	MIN	ONDITIONS MIN TYP MAX		UNITS
EEPROM Write Cycles		+85°C (Note 11)	30,000			

Note 1: All voltages are referenced to ground unless otherwise noted. Currents into the IC are positive, out of the IC negative.

Note 2: During fault conditions, the AC-coupled feedback values are allowed to be below the absolute max rating of the LCM1 or OVD1 pin for up to 1 second.

Note 3: Voltage with respect to V<sub>DCB</sub>.

Note 4: Lamp overdrive and analog dimming (based on reduction of lamp current) are disabled.

**Note 5:** This is the minimum pulse width guaranteed to generate an output burst, which will generate the DS3881's minimum burst duty cycle. This duty cycle may be greater than the duty cycle of the PSYNC input. Once the duty cycle of the PSYNC input is greater than the DS3881's minimum duty cycle, the output's duty cycle will track the PSYNC's duty cycle. Leaving PSYNC low (0% duty cycle) disables the GA1 and GB1 outputs in DPWM receiver mode.

Note 6: This is the maximum lamp frequency duty cycle that will be generated at GA1 or GB1 outputs with spread-spectrum modulation disabled.

Note 7: I<sup>2</sup>C interface timing shown is for fast-mode (400kHz) operation. This device is also backward compatible with I<sup>2</sup>C standard-mode timing.

**Note 8:** After this period, the first clock pulse can be generated.

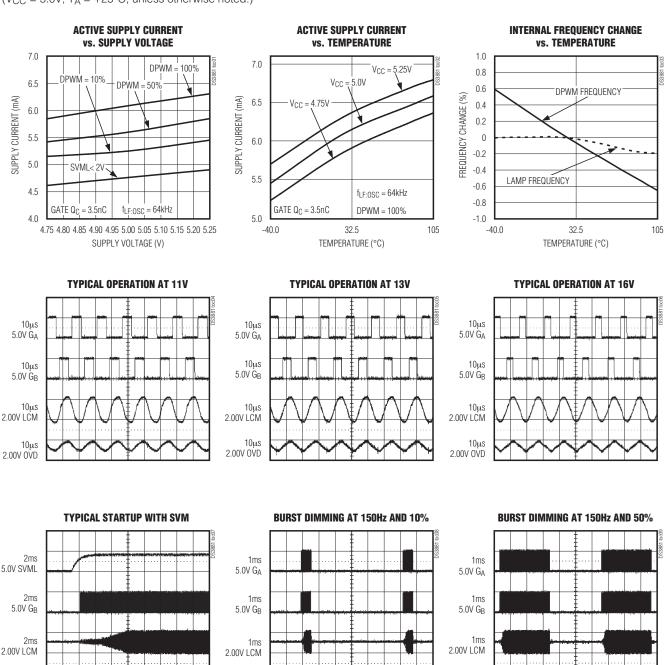
Note 9: CB-total capacitance allowed on one bus line in picofarads.

Note 10: EEPROM write time applies to all the EEPROM memory. EEPROM write begins after a stop condition occurs.

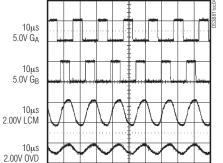
Note 11: Guaranteed by design.

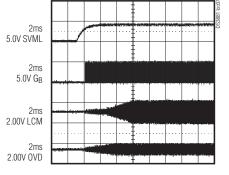
典型工作特性

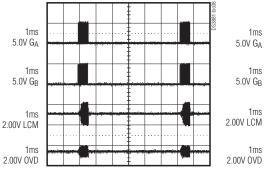
DS3881

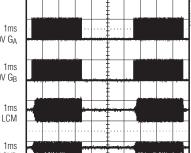


(V<sub>CC</sub> = 5.0V,  $T_A$  = +25°C, unless otherwise noted.)









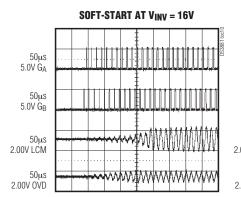


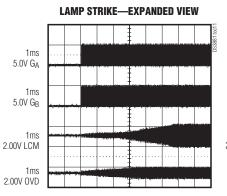
5

单通道、汽车CCFL控制器

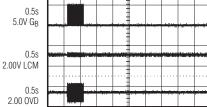
DS3881





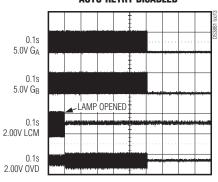


LAMP STRIKE WITH OPEN LAMP, AUTO RETRY DISABLED



典型工作特性(续)

LAMP OUT (LAMP OPENED), AUTO-RETRY DISABLED



引脚说明

引脚	名称	功能
1, 9	A0, A1	地址选择输入。确定器件的I <sup>2</sup> C从地址。
2	SDA	串行数据输入/输出。I <sup>2</sup> C双向数据引脚,需外部上拉电阻连接至逻辑高电平对应的电压。
3	SCL	串行时钟输入。I <sup>2</sup> C时钟输入。
4	LSYNC	灯管时钟输入/输出。当DS3881配置为灯管时钟接收器时,从该引脚可输入一个外部信号源提供的灯管时钟; 如果DS3881配置为灯管时钟信号源(即灯管时钟由内部产生),时钟将从该引脚输出,可供其它配置为灯管 时钟接收器的DS3881使用。
5	LOSC	灯管振荡器电阻调节。接在该引脚与地之间的电阻用于设置内部灯管振荡器的频率。
6	BRIGHT	模拟亮度控制输入。用于控制DPWM亮度调节。如果不使用,应将该引脚接地。
7	PSYNC	DPWM输入/输出,当DS3881配置为DPWM接收器时,该引脚用作外部DPWM信号的输入端;如果DS3881 配置为DPWM信号源(即DPWM信号由内部产生),DPWM信号将由该引脚输出,可供其它配置为DPWM接 收器的DS3881使用。
8	POSC	DPWM振荡器电阻调节。接在该引脚与地之间的电阻用于设置DPWM振荡器的频率。该引脚还可以接受 22.5Hz至440Hz的时钟,作为内部DPWM信号的定时。
10	GND_S	I <sup>2</sup> C接口接地端。GND_S必须与GND等电势。
11	SVML	低电源电压监视器输入。用于监测逆变器电压的欠压状态。
12	SVMH	高电源电压监视器输入。用于监测逆变器电压的过压状态。
13, 21	V <sub>CC</sub>	电源连接。必须连接这两个引脚。
14	LCM1	灯管电流监视输入。通过监测与灯管低压端串联的电阻两端的电压来监视灯管电流。
15	OVD1	过压检测。通过监测放置在变压器高压端的电容分压器来监视灯管电压。
16	N.C.	不连接。该引脚不连接任何信号。
17	STEP	灯管频率步长输入。该高电平有效数字输入以EMIC寄存器中所配置的1%、2%、3%或4%变量调节灯管 振荡器频率。该引脚与EMIC寄存器中的STEPE位进行逻辑或运算。
18	GND	接地。
19	LCO	灯管电流过驱动使能输入。该输入为数字高电平时,将使能灯管电流过驱动电路。过驱动电流由LCOC寄存 器设置。当该输入为低时,灯管电流设置为其标称值。该引脚与LCOC寄存器中的LCOE位进行逻辑或运算。
20	PDN	灯管开/关控制输入。该输入为数字低电平时,灯管导通。高电平时,灯管关断,清除故障逻辑,并使该器 件进入掉电模式。该引脚与CR2寄存器中的PDNE位进行逻辑或运算。
22, 23	GA1, GB1	MOSFET A和B的栅极驱动。直接与逻辑电平驱动的n沟道MOSFET栅极连接。
24	FAULT	低电平有效故障指示输出。漏极开路输出,需外部上拉电阻连接至逻辑高电平对应的电压。

单通道、汽车CCFL控制器

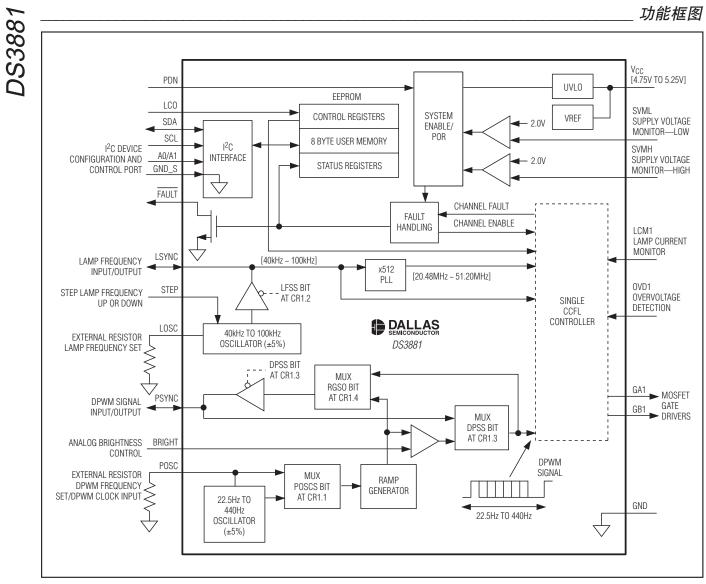


图1. 功能框图

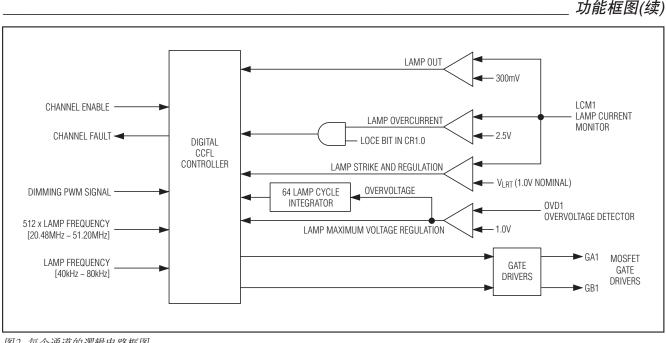


图2. 每个通道的逻辑电路框图

详细说明

DS3881采用推挽式驱动方案,将直流电压(8V至16V)转换 成为CCFL供电所需的高压(300V<sub>RMS</sub>至1000V<sub>RMS</sub>)交流波 形。推挽式驱动方案使用最少的外部元件,这样既降低 了装配成本,也简化了印刷电路板的设计。推挽式驱动 方案还提供高效率的直流至交流转换,并产生接近正弦 波的波形。

每个DS3881驱动两个逻辑电平n沟道MOSFET,这两个 MOSFET连接在升压变压器的端点与地之间(参见典型工 作电路)。变压器初级线圈的中心抽头连接至直流电源电 压。DS3881控制这两个MOSFET交替导通,在变压器的次 级线圈上产生高压交流波形。通过改变MOSFET导通时间, 控制器可精确控制CCFL灯管的电流。

与CCFL灯管接地端串联的电阻用于监视电流。将该电阻 两端的电压反馈到灯管电流监视器(LCM)的输入端,并与 内部基准电压进行比较、从而确定MOSFET栅极驱动的占 空比。CCFL接受电流监视与控制,这样可以使所有灯管 的亮度达到最大,并延长灯管寿命。

DS3881的方框图如图1和图2所示。有关DS3881工作的详 细内容将在本数据资料的后续部分进行说明。

### 存储寄存器与I<sup>2</sup>C兼容的串行接口

DS3881采用I<sup>2</sup>C兼容的串行接口实现与片内EEPROM和 SRAM配置/状态寄存器以及用户存储器的通信。配置寄 存器由映射EEPROM和SRAM组成,使用户可以自定义许 多DS3881的参数,如软启动斜率、灯管与亮度调节时钟 源、灯管亮度、故障监测选项、通道使能/禁止、EMI控 制,以及灯管电流过驱动控制。8字节非易失的用户存储 区用来存储产品数据,如日期编码、序列号或产品标识 号。该器件出厂时,配置寄存器预设为一组缺省的配置 参数,用户如需定制参数配置,请与工厂联系。

## 

9

单通道、汽车CCFL控制器

#### 映射EEPROM

DS3881具有SRAM映射的EEPROM存储区域,用作电源重 启时保存数据的存储器。在上电时,SEEB (BLC寄存器中 的第7位)为低电平,使映射区域当作普通EEPROM使用。 SEEB设置为高电平时,会禁止EEPROM写操作功能,并使 映射区域作为普通SRAM单元。这样将允许无限次写操作, 无须考虑EEPROM损坏,还省去了写操作中的EEPROM写 时间(t<sub>W</sub>)。因为当SEEB设置为高电平时,存储器所发生 的变化没有被写入EEPROM,因此重新上电时不保留这些 变化,上电时EEPROM值是SEEB为低电平时最后写入的 数值。

#### 灯管亮度调节控制

突发亮度调节

DS3881提供两种独立的灯管亮度调节方法,组合使用时 可获得300:1或者更大的亮度调节率。第一种方法是"突发" 亮度调节,就是采用数字脉宽调制(DPWM)信号(22.5Hz至 440Hz)控制灯管亮度。第二种方法则是"模拟"亮度调节, 就是通过调节灯管电流来实现灯管亮度调节控制。其中, 突发亮度调节具有128个线性间隔亮度步长。而模拟亮度 调节则具有更小的子步长,可以在突发亮度调节步长之间 实现亮度的进一步调节。该性能对低亮度调节非常有用, 此时如果单独采用突发亮度调节,将导致肉眼可见的亮 度跳变。模拟亮度调节可以在突发亮度调节电平最小值 以下进一步降低亮度,从而实现最大的亮度调节范围。

突发亮度调节可由BRIGHT引脚上用户提供的模拟电压或 者通过I<sup>2</sup>C接口进行控制。而模拟亮度调节只能通过I<sup>2</sup>C接 口进行控制。因此,对于那些需要DS3881全范围调节亮 度和分辨率的应用,必须使用I<sup>2</sup>C亮度调节控制。

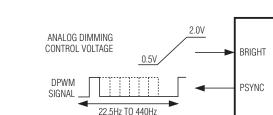
通过调节(即调制) DPWM信号的占空比,突发亮度调节 可增加/减弱亮度。如图6所示,在DPWM周期的高电平期 间,以选定的灯管频率(40kHz至100kHz)驱动灯管。由于 在每个周期的这段时间灯管驱动时钟突然出现,称这个 时间段为"突发"阶段。在DPWM周期的低电平期间,控 制器禁止MOSFET栅极驱动,所以灯管不被驱动。这将导 致电流不再流经灯管,但是时间很短,不会使灯管的电 离态消失。 DS3881可由内部产生DPWM信号(设置CR1中的DPSS=0), 必要时还可提供给其它DS3881使用,或者由外部信号源 提供DPWM信号(设置CR1中的DPSS=1)。为了由内部产 生DPWM信号,DS3881需要一个时钟(作为亮度调节时 钟)设置DPWM频率。用户可通过设置CR1中的POSCS=1, 并在POSC引脚施加一个外部22.5Hz至440Hz的信号,获得 亮度调节时钟;也可以由DS3881内部振荡器产生这个时 钟(设置CR1中的POSCS=0),这种情况下,频率由POSC 引脚的外接电阻设置。这两种亮度调节时钟的选择如图3 所示。无论亮度调节时钟来自内部还是外部,CR2中的 POSCR0位和POSCR1位的设置必须与所期望的亮度调节 时钟频率一致。

PSYNC I/O引脚可以输出内部产生的DPWM信号(设置CR1 中的RGSO=0),必要时还可供给电路中的其它DS3881使 用,使系统中的所有DS3881同步到相同的DPWM信号上。 为系统中其它DS3881提供DPWM信号的DS3881称之为 DPWM信号源。当DPWM信号由外部信号源提供,无论 是来自其它作为DPWM信号源的DS3881,还是由用户的 信号源提供,信号源最终都输入到DS3881的PSYNC I/O引 脚,此时接收该信号的DS3881称之为DPWM接收器。这 种模式下,BRIGHT和POSC输入被禁止,并且应当接地 (见图5)。

由内部产生DPWM信号时,其占空比(或者说灯管亮度)由 用户提供的作用在BRIGHT输入端的模拟电压控制,还可 通过I<sup>2</sup>C接口改变BPWM寄存器中的7位PWM代码,从而 进行控制。当采用BRIGHT引脚控制突发调节亮度时,电 压低于0.5V可使DS3881工作在最小突发占空比,提供最 低亮度设置;而当电压高于2.0V时,将达到100%的突发 占空比(即灯管始终处于驱动状态),提供最大亮度。电压 介于0.5V和2V之间变化时,占空比将在最小值和100%之 间线性变化。将一个非零PWM代码写入BPWM寄存器中, 将禁止BRIGHT引脚并使能I<sup>2</sup>C突发亮度调节。7位PWM代 码设置为000001b,使得DS3881工作在最小突发占空比; 而设置为111111b,其占空比为100%。数值介于两个代 码之间时,占空比将在最小值和100%之间线性变化。

EXTERNAL DIMMING CLOCK

POSC

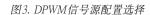


22.5Hz TO 440Hz



 $\langle \cdot \rangle$ 

5



ANALOG DIMMING

CONTROL VOLTAGE

DPWM

SIGNAL

#### 模拟亮度调节

 $\langle \cdot \rangle$ 

BRIGHT

PSYNC

POSC

模拟亮度调节通过增加或降低灯管电流的方式来改变亮 度。DS3881通过微调灯管稳压值V<sub>LRT</sub>来实现模拟亮度调 节(见图2)。模拟亮度调节只能通过与BLC寄存器中低5位 (LC4-LC0)的通信实现。该功能不是通过引脚控制实现的。 LC位的默认上电状态为00000b,对应标称电流值的100%。 因此上电时,如果不需要进行模拟亮度调节,则模拟亮 度调节不会对突发亮度调节产生任何影响。设置LC位为 11111b时,灯管电流值降低到标称值的35%。LC位介于 11111b和00000b之间变化时,灯管电流在其标称值的35% 和100%之间线性变化。

**RESISTOR-SET DIMMING CLOCK** 

2.0V

0.5V

EXTERNAL RESISTOR

SETS DPWM RATE

22.5Hz TO 440Hz

DS3881可以由内部产生其自身的灯管时钟(设置CR1中的 LFSS=0),必要时还可供给其它DS3881。灯管时钟也可 以由外部信号源提供(设置CR1中的LFSS=1)。灯管时钟 由内部产生时,频率(40kHz至100kHz)由LOSC引脚的外接 电阻设置,这种情况下,DS3881可以作为灯管的时钟源, 灯管时钟由LSYNCI/O引脚输出,同步其它配置为灯管 频率接收器的DS3881。当DS3881输出灯管频率供给其它 DS3881,同时使能扩频调制或频率步进功能时,LSYNC 输出不受任何的EMI抑制功能影响。灯管时钟由外部提供 时,DS3881作为灯管频率接收器。这种情况下,需要在 LSYNCI/O引脚输入频率范围在40kHz至100kHz的时钟。外 部时钟频率可由配置成灯管频率源的DS3881的LSYNCI/O 提供,也可来自其它信号源。

#### 灯管频率配置

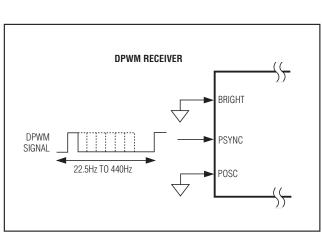


图4. DPWM接收器配置

EXTERNAL DPWM CLOCK

### 多片DS3881的系统配置

由于可以配置作为灯管频率时钟和DPWM信号的信号源 或接收器,因此可以在需要1个以上灯管的系统中实现多 个DS3881的同步。灯管时钟和亮度调节时钟可以由 DS3881片内产生(通过外部电阻设置频率),也可以由主系 统产生,以同步系统中的其它DS3881。图5所示为多片 DS3881设计中的各种配置,所有DS3881的灯管频率和/或 DPWM信号同步。

单通道、汽车CCFL控制器

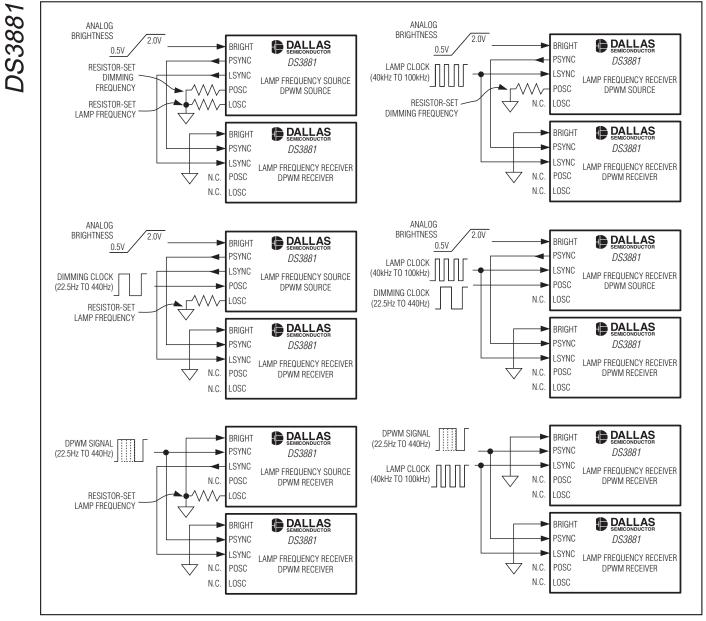


图5. 使用多片DS3881时的频率配置选择

DALLAS JUI JX JUI

### DPWM软启动

每个灯管开始点亮时,DS3881提供软启动功能,逐步增 大MOSFET栅极驱动的占空比(见图6)。这样减小了由变 压器初级线圈电流剧变引起的可闻噪声。软启动过程固 定为16个灯管周期,但软启动斜率可通过四个软启动特 征寄存器(SSP1/2/3/4)编程,以满足具体应用的要求。定制 的软启动斜率可提供7种不同的驱动器占空比选择(见表4a 和4b)。占空比范围为0%至19%,增量近似为3%。另外,利用占空比码,可以将前一次突发调节的最后一个灯管时钟的MOSFET占空比作为软启动斜坡的一部分。每个预设的MOSFET栅极驱动占空比重复两次,组成完整的16 个软启动灯管周期。

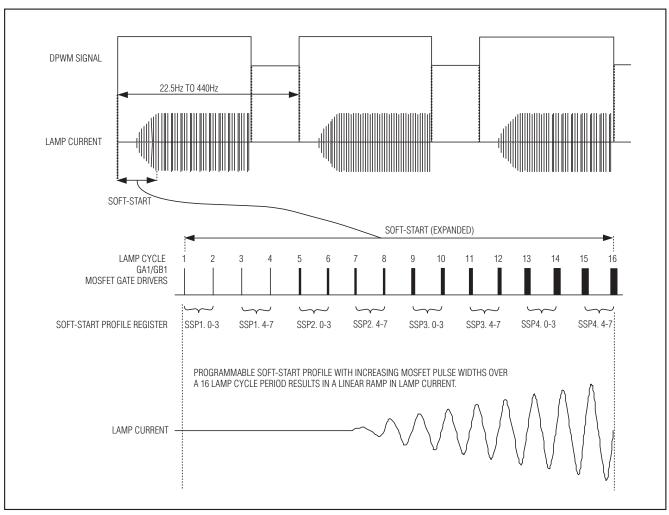


图6. 数字PWM亮度调节和软启动

## DALLAS JULIX JU

单通道、汽车CCFL控制器

用外部电阻设置灯管和亮度 调节时钟(DPWM)的频率

灯管和亮度调节时钟的频率可由外部电阻设置,对于这 两种频率,均可利用下列方程计算所需电阻:

$$R_{OSC} = \frac{K}{f_{OSC}}$$

其中,计算灯管频率对应的电阻时,K=1600kΩ•kHz; 计算亮度调节时钟频率对应的电阻值时,K由指定频率和 POSCR0、POSCR1的设置决定,共有四种选择,请参考 寄存器详细说明部分的表6:控制寄存器2(CR2)。

例:选择电阻值配置DS3881,使其具有50kHz的灯管频 率和160Hz的亮度调节时钟频率:根据上述配置要求, POSCR0和POSCR1必须分别设置为1、0,相应选择90Hz 至220Hz的亮度调节时钟频率范围。这样,计算亮度调 节时钟频率对应的电阻(R<sub>POSC</sub>)时,K为4kΩ•kHz。计算 灯管频率对应的电阻(R<sub>LOSC</sub>)时,K=1600kΩ•kHz,灯 管频率的K值与频率无关。利用上述方程可计算R<sub>LOSC</sub>和 R<sub>POSC</sub>,如下所示:

 $R_{LOSC} = \frac{1600k\Omega \cdot kHz}{50kHz} = 32.0k\Omega$  $R_{POSC} = \frac{4k\Omega \cdot kHz}{0.160kHz} = 25.0k\Omega$ 

电源监视

DS3881具有电源电压监视器(SVM),可监视逆变器的变压 器直流电源(V<sub>INV</sub>)和其自身的V<sub>CC</sub>电源,确保适当的电压 以保证系统的正常运行。SVMH引脚和SVML引脚分别监 视变压器电源的过压状态和欠压状态。每路SVM输入的 外部电阻分压器分别将信号反馈到两个比较器(参见图7), 两个比较器的门限值为2V。利用下列公式确定电阻值, 可以设定SVMH和SVML的门限(V<sub>TRIP</sub>),在变压器的电源 电压上升或跌落至设定值时,关断逆变器。如果变压器 电源过低时电路工作,逆变器将无法达到其启辉电压, 进而可能引发其它诸多问题。如果变压器电源过高时电 路工作,将可能损坏逆变器元件。合理使用SVM能够避免这些问题的发生。必要时也可以将SVMH引脚接GND、SVML引脚接V<sub>CC</sub>,禁止高压SVM和/或低压SVM监测。

$$V_{\text{TRIP}} = 2.0 \left( \frac{\text{R}_1 + \text{R}_2}{\text{R}_1} \right)$$

V<sub>CC</sub>监视器用于监视5V电源的欠压锁定(UVLO),当DS3881 没有足够的电压供给其模拟电路或驱动外部MOSFET时, 终止器件工作。V<sub>CC</sub>监视器带有滞回,以防止在V<sub>CC</sub>电压 接近门限电压值时V<sub>CC</sub>噪声引起的误动作。在任何情况下 该监视器都处于有效状态。

#### 故障监视

DS3881提供多重故障监测。它可以检测灯管开路、灯管 过流、启动故障及过压故障。如果通道进入故障状态, DS3881可以配置成禁止通道工作。一旦进入故障状态, FAULT输出报警信号,故障通道将保持禁止状态,直到 用户或主机控制命令对其进行复位。更多详细说明,请 参阅步骤4,故障处理。DS3881还可以设置为自动重试模 式,通过重新启动灯管清除检测到的故障(灯管过流故障 除外)。配置故障监视器操作的控制位位于CR1和CR2寄 存器。DS3881还具有实时状态指示位,位于SR1和SR2寄 存器(SRAM),用以指示任何时候出现的相应故障。

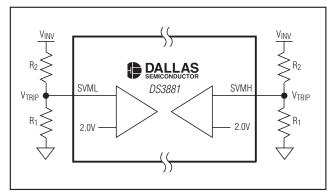


图7. 设置SVM门限电压

BALLAS / IXI/IXI/I

S3881

图8所示为DS3881控制、监测每个灯管的流程图。步骤 分别为:

- 1) 电源检测——在DS3881电源电压大于4.3V,并且电源电 压监视器的电压SVML和SVMH分别为大于2.0V、小于 2.0V之前不打开灯管。
- 2) 启动灯管—当DS3881电源和直流逆变器电源均达到容许 值时,DS3881开始启动灯管。DS3881缓慢增大MOSFET 栅极占空比,直到灯管启动为止。控制器通过LCM1引 脚检测流经灯管的电流,来检测灯管是否被启动。如 果在启动的过程中,OVD1引脚达到最大可允许的电压, 控制器停止增大MOSFET栅极占空比,防止系统过载。 如果在超时周期(由SSP1寄存器中的LST0和LST1控制位 设置)内,灯管没有被启动,则DS3881进入故障处理状态(步骤4)。如果在启动期间监测到过压状态,DS3881 禁止MOSFET栅极驱动器,并进入故障处理状态。
- 3)灯管运行——一旦灯管被启动,DS3881将调节MOSFET 栅极驱动的占空比,优化灯管电流。栅极占空比一直 都是受控的,防止系统超过最大允许灯管电压。用户可 通过CR2中的LSR0与LSR1位选择灯管电流采样速率。

若灯管电流降至灯管开路参考点以下,并且持续一段 时间(其时间长短由SSP1寄存器中的LST0和LST1控制 位设置),那么就认为该灯管已经熄灭。这种情况下, MOSFET栅极驱动器被禁止,器件进入故障处理状态。

- 4)故障处理——在故障处理期间,DS3881执行可选的(用户可自行选择)自动重启操作,以启动灯管、清除所有的故障(灯管过流故障除外)。在报告通道处于故障状态并永久禁止该通道之前,将尝试14次自动重试以清除故障。在这14次尝试中,每次尝试之间控制器等待1024个灯管周期。一旦出现灯管过流,DS3881立即报告该通道处于故障状态并永久地禁止该通道。一旦通道进入故障状态,则该通道保持这种故障状态,直到出现以下情况:
  - V<sub>CC</sub>跌落至低于UVLO门限。
  - 超过SVML或SVMH门限。
  - PDN引脚变为高电平。
  - PDNE软件位被写为逻辑1。
  - 通道被CH1D控制位禁止。

单通道、汽车CCFL控制器

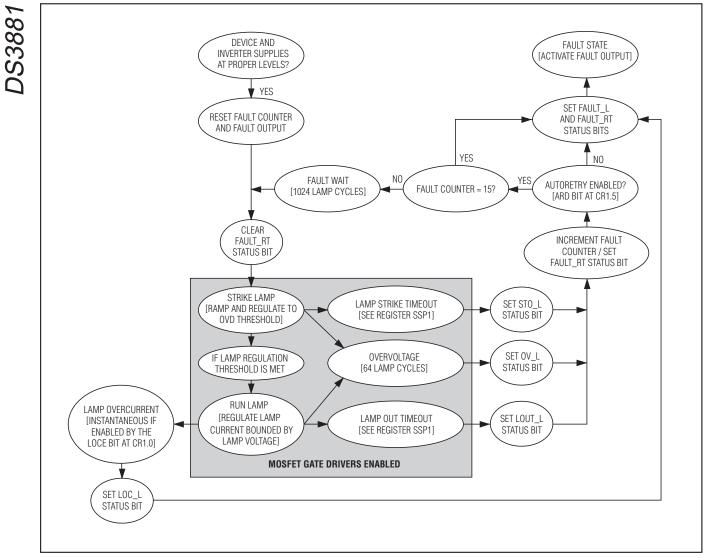


图8. 故障处理流程

#### EMI抑制功能

DS3881具有两种电磁干扰抑制:扩频调制和灯管振荡器 频率步进调节。第一个功能是扩展灯管频率的频谱。通 过设置EMIC寄存器中的SS0和/或SS1位,可配置控制器的 灯管频率扩展±1.5%,±3%或±6%。SS0/1设置为非零值, 将使能扩频调制,禁止振荡器频率步进调节。在扩频调 制模式下,扩频调制率还可通过设置FS0/1/2进行选择, 可选择三角波调制(SSM=0)或伪随机调制(SSM=1)。用 户可根据应用灵活选择最佳的调制率(通过FS0/1/2)。

第二种EMI抑制方案是以1%,2%,3%或4%的步长上、下 调节灯管频率。在这种情况下,实际EMI辐射并没有减少, 只是将其移出了敏感频率区域。通过STEPE位和/或STEP 引脚使能灯管频率步进(SS0/1必须为0)。一旦使能,FS0/1/2 值控制灯管振荡器频率偏移。例如,如果灯管频率产生 的EMI干扰到音频无线电基站,可对其进行上下微调,使 得干扰频率不在频段内。

#### 灯管电流过驱动功能

DS388

DS3881的另一功能是过驱动灯管,使其在寒冷环境下能快速加热灯管。在设置LCOC寄存器中的LCO0/1/2位和使能LCOE位或LCO引脚之后,DS3881以12.5%的步长提升标称电流,使其从112.5%上升至200%。DS3881通过自动向上调整灯管稳压门限V<sub>LRT</sub>,允许更多的电流流经灯管来实现该功能(图2)。这个多级调节可以在灯管加热后缓慢降低电流过驱动(通过I<sup>2</sup>C),因此,不再需要过驱动时,终端用户看不出亮度有任何变化。DS3881还具有可选的定时器,能自动关断电流过驱动。该定时器是可调节的,其定时时间大约从1.5分钟至21分钟(如果采用50kHz的灯管频率)。

#### 寄存器详细说明

DS3881的寄存器映射图如表1所示。在后续表格中给出了 寄存器和相关位的详细说明。

BYTE ADDRESS	BYTE NAME	FACTORY DEFAULT	BIT 7	BIT 6	BIT 5	BIT 4	BIT 3	BIT 2	BIT 1	BIT 0
E0h	SR1	00h	SVMH_RT	SVML_RT	LOC_L1	LOUT_L1	OV_L1	STO_L1	FAULT_L1	FAULT_RT1
E1h	RSVD	00h	RSVD	RSVD	RSVD	RSVD	RSVD	RSVD	RSVD	RSVD
E2h	BPWM	00h	RSVD	PWM6	PWM5	PWM4	PWM3	PWM2	PWM1	PWM0
E3h	BLC	1Fh	SEEB	RSVD	CH1D	LC4	LC3	LC2	LC1	LC0
F0h	SSP1	21h	LST1	MDC code cycles 3, 4		art lamp	LST0	MDC code f	or soft-start la	mp cycles 1, 2
F1h	SSP2	43h	MDC code	for soft-star	t lamp cyc	les 7, 8	MDC coc	le for soft-sta	rt lamp cycle:	s 5, 6
F2h	SSP3	65h	MDC code	for soft-star	t lamp cyc	les 11, 12	MDC coc	le for soft-sta	rt lamp cycle:	s 9, 10
F3h	SSP4	77h	MDC code	for soft-star	t lamp cyc	les 15, 16	MDC coc	le for soft-sta	rt lamp cycle:	s 13, 14
F4h	CR1	00h	DPD	RSVD	ARD	RGSO	DPSS	LFSS	POSCS	LOCE
F5h	CR2	08h	PDNE	RSVD	RSVD	LSR1	LSR0	POSCR1	POSCR0	UMWP
F6h	EMIC	00h	FS2	FS1	FS0	STEPE	RSVD	SSM SS1 SS0		
F7h	LCOC	00h	TO3	TO2	TO1	TO0	LCOE	LCO2	LCO1	LCO0
F8h–FFh	USER	00h	EE	EE	EE	EE	EE	EE	EE	EE

### 表1. 寄存器映射

注1: E0h-E3h是SRAM区域,F0h-FFh是SRAM映射的EEPROM区域。

注2: 在有效的CCFL工作状态期间,改变DS3881配置将导致极其严重的不利影响。

### DALLAS JULIX

17

## 表2. 状态寄存器1 (SR1) [SRAM, E0h]

DS3881

віт	R/W	POWER-UP DEFAULT	NAME	FUNCTION
0	R	0	FAULT_RT	Fault Condition—Real Time. A real-time bit that indicates the current operating status of channel 1. 0 = Normal condition 1 = Fault condition
1	R	0	FAULT_L	Fault Condition—Latched. A latched bit that is set when the channel enters a fault condition. This bit is cleared when read, regardless of the current state of fault.
2	R	0	STO_L	Lamp Strike Timeout—Latched. A latched bit that is set when the lamp fails to strike. This bit is cleared when read.
3	R	0	OV_L	Overvoltage—Latched. A latched bit that is set when a lamp overvoltage is present for at least 64 lamp cycles. This bit is cleared when read.
4	R	0	LOUT_L	Lamp Out—Latched. A latched bit that is set when a lamp out is detected. This bit is cleared when read.
5	R	0	LOC_L	Lamp Overcurrent—Latched. A latched bit that is set when a lamp overcurrent is detected. This bit is cleared when read.
6	R	0	SVML_RT	Supply Voltage Monitor Low—Real Time. A real-time bit that reports the comparator output of the SVML pin.
7	R	0	SVMH_RT	Supply Voltage Monitor High—Real Time. A real-time bit that reports the comparator output of the SVMH pin.

注1: 对这个寄存器进行写操作不影响该位。

注2: 有关设置状态位的更多详细内容参见图8。

注3: 当出现下列情况时,清除SR1位:

- V<sub>CC</sub>跌落至低于UVLO门限。
- 超过SVML或SVMH门限。
- PDN硬件引脚变为高电平。
- PDNE软件位被写为逻辑1。
- 通道被CH1D控制位禁止。

## 表3. 灯管电流亮度寄存器(BLC) [SRAM, E3h]

BIT	R/W	FACTORY DEFAULT	NAME	FUNCTION					
0	R/W	0	LC0						
1	R/W	0	LC1	These five control bits determine the target value for the lamp current. 11111b is					
2	R/W	0	LC2	35% of the nominal level and 00000b is 100% of the nominal level. These control					
3	R/W	0	LC3	bits are used for fine adjustment of the lamp brightness.					
4	R/W	0	LC4						
5	R/W	0	CH1D	Channel 1 Disable 0 = Channel 1 enabled 1 = Channel 1 disabled					
6	R/W	0	RSVD	Reserved. Should be set to 0.					
7	R/W	0	SEEB	SRAM-Shadowed EEPROM Write Control 0 = Enables writes to EEPROM 1 = Disables writes to EEPROM					

## 表4a. 软启动寄存器(SSPx) [映射的EEPROM, F0h、F1h、F2h、F3h]

SSP#	ADDR	FACTORY	MSB							LSB	
55F#	ADDR	DEFAULT	AULT 7 6 5		5	4	3	2	1	0	
SSP1	F0h	21h	LST1	Lamp Cycles 3 and 4 LST0 Lamp Cycles 1 and 2				ind 2			
SSP2	F1h	43h	RSVD	Lamp	Cycles 7	and 8	RSVD	Lam	p Cycles 5 a	ind 6	
SSP3	F2h	65h	RSVD	Lamp Cycles 11 and 12 RSVD Lamp Cycles 9 and 1				nd 10			
SSP4	F3h	77h	RSVD	Lamp	Cycles 15	and 16	Lamp Cycles 15 and 16 RSVD Lamp Cycles 13 and				

## 表4b. 用于软启动设置的MOSFET占空比(MDC)代码

BIT	R/W	NAME	FUNCTION								
0	R/W	MDC0		MDC0/1/2/	3: These bits determine a M		hat repeats twice in the				
-	R/W	MDC1		16 lamp cycle soft-start.							
1	11/00	NIDCT	MDC	CODE	MOSFET DUTY CYCLE	MDC CODE	MOSFET DUTY CYCLE				
2	R/W	MDC2	(	)h	Fixed at 0%	4h	Fixed at 13%				
2	Π/ ٧٧	IVIDC2	-	lh	Fixed at 3% 5h		Fixed at 16%				
	3 R/W LST0 / RSVD		6	2h	Fixed at 6%	6h	Fixed at 19%				
3			3	3h	Fixed at 9% 7h		Most Recent Value				
4	R/W	MDC0		LST0/1: These bits select strike and lamp out timeout. LST0 and LST1 control fault behavior for all lamps.							
5	R/W	MDC1	LST1	LST0		STRIKE AND LAMP OUT TIMEOUT (LAMP FREQUENCY CYCLES)					
<u> </u>	6 R/W MDC2		0	0	32,768		0.66 seconds				
ю			0	1	65,536		1.31 seconds				
7			1	0	98,304	1.97 seconds					
/	R/W	LST1 / RSVD	1	1	Reserved	d	_				

## 表5. 控制寄存器1 (CR1) [映射EEPROM, F4h]

ВІТ	R/W	FACTORY DEFAULT	NAME	FUNCTION
0	R/W	0	LOCE	Lamp Overcurrent Enable 0 = Lamp overcurrent detection disabled. 1 = Lamp overcurrent detection enabled.
1	R/W	0	POSCS	<ul> <li>POSC Select. See POSCR0 and POSCR1 control bits in Control Register 2 to select the oscillator range.</li> <li>0 = POSC input is connected with a resistor to ground to set the frequency of the internal PWM oscillator.</li> <li>1 = POSC input is a 22.5Hz to 440Hz clock.</li> </ul>
2	R/W	0	LFSS	Lamp Frequency Source Select 0 = Lamp frequency generated internally and sourced from the LSYNC output. 1 = Lamp frequency generated externally and supplied to the LSYNC input.
3	R/W	0	DPSS	DPWM Signal Source Select 0 = DPWM signal generated internally and sourced from the PSYNC output. 1 = DPWM signal generated externally and supplied to the PSYNC input.
4	R/W	0	RGSO	Ramp Generator Source Option 0 = Source DPWM at the PSYNC output. 1 = Source internal ramp generator at the PSYNC output.
5	R/W	0	ARD	Autoretry Disable 0 = Autoretry function enabled. 1 = Autoretry function disabled.
6	R/W	0	RSVD	Reserved. Should be set to 0.
7	R/W	0	DPD	DPWM Disable 0 = DPWM function enabled. 1 = DPWM function disabled.

## 表6. 控制寄存器2 (CR2) [映射EEPROM, F5h]

BIT	R/W	DEFAULT	NAME		FUNCTION						
0	R/W	0	UMWP	User Memory Write Protect 0 = Write access blocked. 1 = Write access permitted.							
				DPWM Osci	llator Range S	elect. When using an external s	ource for the dimming clock,				
1	R/W	0	POSCR0			natch the external oscillator's fre g frequency, these bits plus the o					
				POSCR1	POSCR0	DIMMING CLOCK (DPWM) FREQUENCY RANGE (Hz)	k (kΩ • kHz)				
2	R/W	0	POSCR1	0	0	22.5 to 55.0	1				
2	Π/ ٧٧	0		0	1	45 to 110	2				
				1	0	90 to 220	4				
				1	1	180 to 440	8				
	1	r	1	]							
				Lamp Samp	le Rate Select	. Determines the feedback sam	ole rate of the LCM inputs.				
3	R/W	1	LSRO	LSR1	LSR0	SELECTED LAMP SAMPLE RATE	EXAMPLE SAMPLE RATE IF LAMP FREQUENCY IS 50kHz				
				0	0	4 Lamp Frequency Cycles	12,500Hz				
				0	1	8 Lamp Frequency Cycles	6250Hz				
4	R/W	0	LSR1	1	0	16 Lamp Frequency Cycles	3125Hz				
				1	1	32 Lamp Frequency Cycles	1563Hz				
		I	1	1							
5	—	0	RSVD	Reserved. This bit should be set to zero.							
6		0	RSVD	Reserved. This b	pit should be s	set to zero.					
7	R/W	0	PDNE	Power-Down. Logically ORed with the PDN pin. Setting this bit high resets the controller, clears the fault logic, and places the part in power-down mode. $0 = Normal$ . All circuitry is off, except I <sup>2</sup> C interface.							

单通道、汽车CCFL控制器

# 表7. EMI控制寄存器(EMIC) [映射EEPROM, F6h]

BIT	R/W	FACTORY DEFAULT	NAME	FUNCTION					
0			000			LAMP OS	SCILLAT	OR SPREAD-SPECTRUM M	ODULATION SELECT
0	R/W	0	SS0		SS1		SS0	SELECTED LAMP	FREQUENCY SPREAD
					0		0	SPREAD-SPEC	TRUM DISABLED
					0		1	±	1.5%
1	R/W	0	SS1		1		0	±	3.0%
					1		1	±	6.0%
2	R/W	0	SSM	0 =	Triangul	ator Sprea ar modula andom m	ition.	um Modulation Select	
3		_	RSVD	Re	served. T	his bit sho	ould be se	et to zero.	
	1	1	11						
4	R/W	0	STEPE	0 =	= Lamp op		nominal f	Logically ORed with the step requency.	invoked.
						I	LAMP OS	CILLATOR FREQUENCY S	TEP SELECT
5	R/W	0	FS0		FS2	FS1	FS0	SELECTED LAMP FREQUENCY STEP (SS0 = 0 AND SS1= 0)	SPREAD-SPECTRUM MODULATION RATE (SS0 AND/OR SS1 = 1)
					0	0	0	Step Up 1%	Lamp Frequency x4
					0	0	1	Step Up 2%	Lamp Frequency x2
0			FS1		0	1	0	Step Up 3%	Lamp Frequency x1
6	R/W	0		FS1	0	1	1	Step Up 4%	Lamp Frequency x1/2
						0	0	Step Down 1%	Lamp Frequency x1/4
					1	0	1	Step Down 2%	Lamp Frequency x1/8
7	R/W	0	FS2		1	1	0	Step Down 3%	Lamp Frequency x1/16
					1	1	1	Step Down 4%	Lamp Frequency x1/32

# 表8. 灯管电流过驱动控制寄存器(LCOC) [映射EEPROM, F7h]

BIT	R/W	FACTORY DEFAULT	NAME	FUNCTION						
				LAMP CURRENT OVERDRIVE SELECT						
0	R/W	0	LCO0	LCO2 LCO1 LCO0 SELECTED LAMP CUR			RENT OVERDRIVE			
0	m/ v v	U	LCOU	0	0	0		Nominal Current	t + 12.50%	
				0	0	1		Nominal Current	t + 25.00%	
				0	1	0		Nominal Current	t + 37.50%	
1	R/W	0	LCO1	0	1	1	Nominal Current + 50.00%			
				1	0	0		Nominal Current	t + 62.50%	
	ļ			1	0	1		Nominal Current	t + 75.00%	
2	R/W	0	LCO2	1	1	0		Nominal Current	t + 87.50%	
				1	1	1		Nominal Current	+ 100.00%	
3	R/W	0	LCOE	0 = Lam	p operate p overdri	ed with no ive invoke	ominal cu d.	ogically ORed with the LCO urrent setting.		
				AUTOMATIC LAMP CURRENT OVERDRIVE TIMEOUT SEL						
4	R/W	0	TOO	тоз	TO2	T01	то0	SELECTED TIMEOUT IN LAMP FREQUENCY CYCLES	EXAMPLE TIMEOUT IF LAMP FREQUENCY IS 50kHz	
				0	0	0	0	Disabled	_	
				0	0	0	1	1 x 2 <sup>22</sup>	1.4 min	
				0	0	1	0	2 x 2 <sup>22</sup>	2.8 min	
5	R/W	0	TO1	0	0	1	1	3 x 2 <sup>22</sup>	4.2 min	
				0	1	0	0	4 x 2 <sup>22</sup>	5.6 min	
				0	1	0	1	5 x 2 <sup>22</sup>	7.0 min	
				0	1	1	0	6 x 2 <sup>22</sup>	8.4 min	
				0	1	1	1	7 x 2 <sup>22</sup>	9.8 min	
6	R/W	0	TO2	1	0	0	0	8 x 2 <sup>22</sup>	11.2 min	
				1	0	0	1	9 x 2 <sup>22</sup>	12.6 min	
				1	0	1	0	10 x 2 <sup>22</sup>	14.0 min	
				1	0	1	1	11 x 2 <sup>22</sup>	15.4 min	
				1	1	0	0	12 x 2 <sup>22</sup>	16.8 min	
7	R/W	0	TO3	1	1	0	1	13 x 2 <sup>22</sup>	18.2 min	
				1	1	1	0	14 x 2 <sup>22</sup>	19.6 min	
				1	1	1	1	15 x 2 <sup>22</sup>	21.0 min	

单通道、汽车CCFL控制器

I<sup>2</sup>C定义

一般使用下列术语描述I<sup>2</sup>C数据传输:

**JS3881** 

**主机设备**: 主机设备用于控制总线上的从机设备。主机 设备产生SCL时钟脉冲、开始条件及停止条件。

从机设备:从机设备在主机的要求下发送、接收数据。

总线空闲或非忙状态:介于停止条件和开始条件之间, 此时SDA和SCL均为无效和逻辑高状态。

**开始条件**:由主机产生的开始条件,启动一次与从机之间的数据传输。SCL为高电平时,SDA由高到低的跳变将 产生一个开始条件。正确时序请参考时序图。

**停止条件**:由主机产生停止条件,以结束与从机之间的 数据传输。SCL为高电平时,SDA由低到高的跳变将产生 一个停止条件。正确时序请参考时序图。

**重复开始条件**: 主机可以在一次数据传输结束时使用重 复开始条件,表示在当前操作结束后立即启动一次新的 数据传输。重复开始条件通常用于读操作期间识别一个 特定的存储器地址,开始一次数据传输。重复开始条件 的发送与标准开始条件相同。正确时序请参考时序图。 **写位**: SDA的跳变必须发生在SCL为低电平期间。在SCL 为高脉冲期间以及建立时间和保持时间要求的范围内(见 图9), SDA数据必须保持稳定有效。数据在SCL的上升沿 移入器件。

**读位**:写操作结束时,主机必须释放SDA总线,在下一 个SCL上升沿到来之前(读位时)保持一定的建立时间(见图 9)。器件在前一次SCL脉冲的下降沿移出SDA数据的每一 位,且数据位在当前SCL脉冲的上升沿保持有效。需要注 意的是:主机产生所有的SCL时钟脉冲,也包括从从机读 取数据时。

应答(ACK和NACK): 应答(ACK)或非应答(NACK)始终为 字节传输过程中发送的第9位。接收数据的设备(读操作中 的主机或写操作中的从机)通过在第9位发送"0"执行ACK 操作,器件通过在第9位发送"1"执行NACK操作。ACK 和NACK的操作时序(图9)与其它写位的时序相同。ACK是 设备正常接收数据的应答信号。NACK用于终止一次读序 列,或表示器件没有收到数据。

**写字节**: 写字节操作包括从主机传输到从机的8位信息 (最高位在前面)和由从机发送到主机的1位应答。主机按 照"写位"定义发送8位数据,按照"读位"定义读取应答 信息。

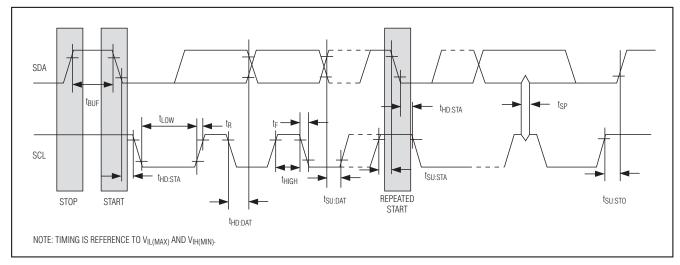


图9. I<sup>2</sup>C时序图

**读字节**:读字节操作包括由从机传输到主机的8位信息和 1位由主机传送到从机的ACK或NACK。主机按照"读位" 定义读取由从机传输到主机的8位(最高位在前)信息,然后 主机按照"写位"定义发送ACK,以接收其它的数据字节。 为终止通信,主机读取最后一个字节后必须发送NACK, 以便从机将SDA的控制权返回到主机。

从机地址字节:  $I^2$ C总线上的每个从机均响应在开始条件 后立即发送的从机寻址字节。从机寻址字节(图10)包括7位 高有效位的从机地址和最低有效位的R/W位。DS3881的 从机地址为10100A<sub>1</sub>A<sub>0</sub>0 (二进制),其中,A<sub>0</sub>和A<sub>1</sub>为地址 引脚(A0和A1)的值。地址引脚允许器件应答四种可能的 从机地址。通过写入正确的从机地址,并设置R/W=0, 主机向从机写入数据。如果R/W=1,主机将从从机读取 数据。如果写入了错误的地址,DS3881则假设主机与另 一个I<sup>2</sup>C设备通信,在发送下一个开始条件之前不参与数 据通信。

存储器地址:执行I<sup>2</sup>C写操作期间,为确定从机存储数据 的存储器位置,主机必须发送一个存储器地址。写操作 期间,存储器地址始终为从机地址字节之后发送的第二 个字节。

**向从机写入一个数据字节**: 主机必须产生一个开始条件、 写从机地址字节(R/W=0)、写存储器地址、写数据字节, 并产生停止条件。值得注意的是: 在所有写字节操作 期间,主机必须读取从机的应答信息。详细信息请参考 图11。

# 单通道、汽车CCFL控制器

应答轮询:任何情况下向EEPROM写人数据时,DS3881 都要求在停止条件之后提供一定的EEPROM写时间(t<sub>W</sub>), 以便将内容写入到EEPROM中。在执行EEPROM写操作期 间,DS3881将不应答其从机地址,因为它正处于忙状态。 用户可以利用这一特点重复寻址DS3881,以便在DS3881 准备就绪接收数据时立即写入下一个字节的数据。替代 应答轮询的另一种方式是:在试图向DS3881写入新的数 据之前等待一个t<sub>W</sub>的最大周期。

**EEPROM写次数**: DS3881的EEPROM能够允许的写次数 可以在*Nonvolatile Memory Characteristics*表中查找到,该指 标定义在最差写温度条件下。室温下,DS3881所允许的 写次数要远远高于该项指标。

**从从机读取数据**:为了从从机读取单字节,主机必须产 生一个开始条件、写从机地址字节(R/W = 0)、写存储器 地址、产生一个重复开始条件、写从机地址字节(R/W = 1)、 读取数据字节并用NACK指示传输结束,最后产生停止条 件。更多信息请参考图11。

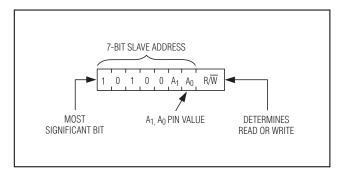


图10. DS3881的从地址字节

I<sup>2</sup>C通信

### DALLAS SEMICONDUCTOR

单通道、汽车CCFL控制器

COMMUNICATIONS KEY	NOTES
S START A ACK WHITE BOXES INDICATE THE MASTER IS CONTROLLING SDA	1) ALL BYTES ARE SENT MOST SIGNIFICANT BIT FIRST.
P STOP N NOT SHADED BOXES INDICATE THE SLAVE IS CONTROLLING SDA	2) THE FIRST BYTE SENT AFTER A START CONDITION IS ALWAYS THE SLAVE ADDRESS FOLLOWED BY THE
SR     REPEATED       START     X     X     X     X     X     X     X     X     X   8-BITS ADDRESS OR DATA	READ/WRITE BIT.
WRITE A SINGLE BYTE         S       1       0       0       A       MEMORY ADDRESS       A       DATA	
READ A SINGLE BYTE	0 A1 A0 1 A DATA N P

图11. I<sup>2</sup>C通信范例

应用信息

### 多片DS3881挂接在同一I<sup>2</sup>C总线时的寻址

每个DS3881可以应答4种可能的从地址,具体取决于地址 输入(A0和A1)的状态。有关器件寻址的更多信息,请参 考PC通信部分。

#### 设置灯管电流的RMS

*典型工作电路*中的电阻器R7和R8用于设置灯管电流。设置R7=R8=140Ω时,对应灯管电流为5mA<sub>RMS</sub>,并且电流波形近似为正弦波。给定灯管电流正弦波幅度时,可用以下方程确定电阻值:

$$R_7 = \frac{1}{I_{LAMP(RMS)} \times \sqrt{2}}$$

#### 元件选择

外部元件的选择直接影响了系统的整体性能和成本。两个最重要的外部元件是:变压器和n沟道MOSFET。

变压器应该能够工作在DS3881的40kHz至80kHz频率范围, 匝数比的选择应保证稳态下MOSFET驱动的占空比在28% 至35%范围内。变压器必须能够承受灯管启辉时的高开路 电压。

另外,还要考虑其初级/次级的电阻、电感特性,因为它 们对系统的效率和瞬态响应有较大影响。在12V逆变器、 438mm x 2.2mm灯管设计中采用了表9提供的变压器规格。

n沟道MOSFET必须具备足够低的导通电压,以配合逻辑 电平信号工作;低导通电阻有利于提高效率、限制n沟 道MOSFET的功耗。另外,还要有足够高的击穿电压, 以应对瞬变状态。击穿电压至少为逆变器供电电压的 3倍。此外,总栅极电荷必须低于*Recommended Operating Conditions*表中规定的Q<sub>G</sub>。目前市场上许多8引脚SO封装 的双通道n沟道MOSFET都可以满足上述要求。

表10列出了用于典型工作电路的外部电阻和电容。

#### 电源去耦

为了达到最佳效果,建议最好在该器件的电源引脚上接 一个去耦电容器,其典型值为0.01µF或0.1µF。选用高质 量的陶瓷、表面贴装电容,并尽可能靠近V<sub>CC</sub>和GND引脚 安装,以降低引线电感。

## 表9. 变压器规格(用于典型工作电路)

PARAMETER	CONDITIONS	MIN	ТҮР	MAX	UNITS
Turns Ratio (Secondary/Primary)	(Notes 1, 2, 3)		40		
Frequency		40		80	kHz
Output Power				6	W
Output Current			5	8	mA
Primary DCR	Center tap to one end		200		mΩ
Secondary DCR			500		Ω
Primary Leakage			12		μH
Secondary Leakage			185		mH
Primary Inductance			70		μH
Secondary Inductance			500		mH
	100ms minimum	2000			1/
Secondary Output Voltage	Continuous	1000			VRMS

注1: 变压器初级应双线绕制, 连接中心抽头。

注2: 匝数比是变压器次级线圈与初级线圈的比。

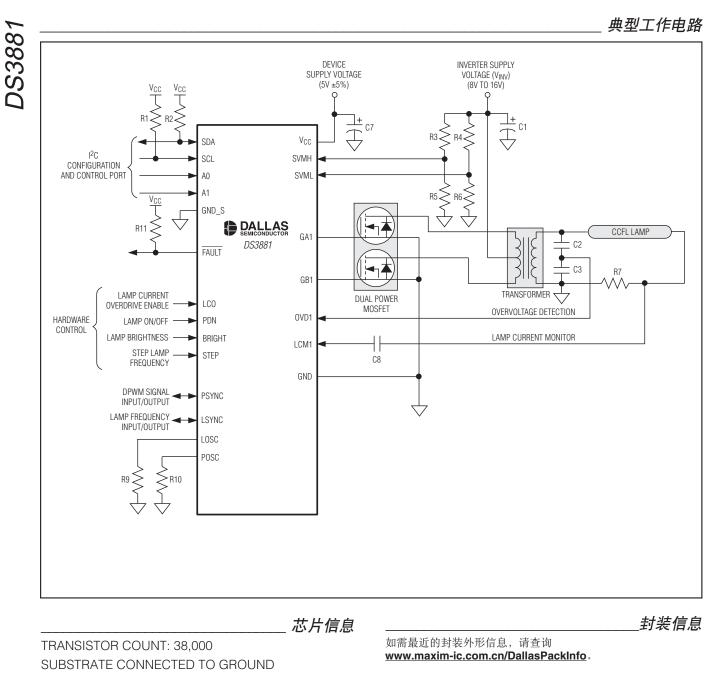
注3: 40:1是用于驱动438mm x 2.2mm灯管、12V供电设计中的标称匝数比。更多信息,请参考应用笔记3375。

### 表10. 电阻和电容选型指南

DESIGNATOR	QTY	VALUE	TOLERANCE (%) AT +25°C	TEMPERATURE COEFFICIENT	NOTES
R5, R6	1	10kΩ	1		
R3, R4	1	12.5kΩ to 105kΩ	1		See the Setting the SVM Threshold Voltage section.
R9	1	20k $\Omega$ to 40k $\Omega$	1	≤153ppm/°C	2% or less total tolerance. See the <i>Lamp Frequency Configuration</i> section to determine value.
R10	1	18kΩ to 45kΩ	1	≤153ppm/°C	2% or less total tolerance. See the <i>Lamp Frequency Configuration</i> section to determine value.
R1	1	4.7kΩ	5	Any grade	—
R2	1	4.7kΩ	5	Any grade	—
R11	1	4.7kΩ	5	Any grade	_
R7	1/Chan	140Ω	1	_	See the Setting the RMS Lamp Current section.
C8	1/Chan	100nF	10	X7R	Capacitor value will also affect LCM bias voltage during power-up. A larger capacitor may cause a longer time for V <sub>DCB</sub> to reach its normal operating level.
C2	1/Chan	10pF	5	±1000ppm/°C	2kV to 4kV breakdown voltage required.
C3	1/Chan	27nF	5	X7R	Capacitor value will also affect LCM bias voltage during power-up. A larger capacitor may cause a longer time for V <sub>DCB</sub> to reach its normal operating level.
C1	1/Chan	33µF	20	Any grade	_
C7	2/DS3881	0.1µF	10	X7R	Place close to V <sub>CC</sub> and GND on DS3881.

# BALLAS JULIX JU

单通道、汽车CCFL控制器



修订历史

Rev 1中的修改页: 1、19。

28

Maxim不对Maxim产品以外的任何电路使用负责,也不提供其专利许可。Maxim保留在任何时间、没有任何通报的前提下修改产品资料和规格的权利。

### \_\_\_\_\_Maxim Integrated Products, 120 San Gabriel Drive, Sunnyvale, CA 94086 408-737-7600

© 2007 Maxim Integrated Products

MAXIM 是 Maxim Integrated Products, Inc. 的注册商标。

● DALLAS 是 Dallas Semiconductor Corporation 的注册商标。