



CS1242用户手册

Rev 1.0

通讯地址: 深圳市福田区新闻路景苑大厦A1002-1003室
邮政编码: 518029
公司电话: +(86 755)83063040
传 真: +(86 755)83065035
公司网站: www.sictech.com.cn

历史修改记录

时间	记录	版本号
2012-12-19	更换新 LOGO，重新发布	1.0

目 录

历史修改记录	2
目 录	3
1 功能说明.....	5
1.1 主要功能特性.....	5
1.2 应用场合.....	5
1.3 功能描述.....	6
2 特性说明.....	7
2.1 芯片绝对最大极限值.....	7
2.2 数字逻辑特性.....	7
2.3 芯片引脚.....	8
2.4 电气特性.....	9
2.5 通讯时序.....	11
3 功能模块描述.....	13
3.1 输入多路信号选择器 (Input Multiplexer)	13
3.2 输入模拟缓冲器 (Buffer)	13
3.3 可编程增益放大器 (PGA)	14
3.4 调制器 (Modulator)	14
3.5 误差校正 (Calibration)	14
3.5.1 自校正 (Self Calibration)	14
3.5.2 系统校正 (System Calibration)	15
3.6 外接参考电压 (External Voltage Reference)	15
3.7 时钟单元 (Clock Unit)	15
3.8 数字滤波器(FIR).....	16
3.9 串行总线接口 (SPI)	17
3.9.1 片选信号 (CS)	17
3.9.2 串行时钟 (SCLK)	17
3.9.3 时钟极性控制 (POL)	17
3.9.4 数据输入 (SDI) 和数据输出 (SDO)	17
3.9.5 数据准备就绪 (DRDY)	17
3.10 数据同步 (SYNC)	18
3.11 上电复位及芯片的复位.....	18
4 CS1242寄存器描述.....	19
4.1 寄存器列表.....	19
4.2 寄存器详细描述.....	20
5 CS1242指令描述.....	24
5.1 指令列表.....	24
5.2 指令详细描述.....	25
6 芯片封装.....	29

图目录

图 1	CS1242原理框图	6
图 2	CS1242引脚图	8
图 3	CS1242时序图	11
图 4	多路输入选择原理框图	13
图 5	外部晶振连接图	15
图 6	芯片 SSOP-24尺寸信息	29

表目录

表 1	CS1242最大极限值.....	7
表 2	CS1242数字逻辑特性	7
表 3	CS1242引脚描述	8
表 4	AVDD=5V时 CS1242电气特性	9
表 5	AVDD=3V时 CS1242电气特性	10
表 6	CS1242时序表	12
表 7	调制器采样频率表	14
表 8	外部参考电压和 RAN的关系表	15
表 9	内部寄存器详细列表	19
表 10	CS1242指令描述表	24

1 功能说明

CS1242是高精度、低功耗模数转换芯片。其分辨率为 24bit，有效分辨率可达 22位。可以广泛使用在工艺控制、量重、液体/气体化学分析、血液分析、智能发送器、便携测量仪器领域。

1.1 主要功能特性

- ✓ 24位无失码、22位有效精度模数转换器
- ✓ 集成 50Hz、60Hz陷波（可达-90dB）
- ✓ INL小于 0.0015%
- ✓ 可编程增益（1~128）
- ✓ 单时钟周期准备就绪
- ✓ 可编程模数转换（ADC）数据速率输出
- ✓ 外接参考电压范围可以为 0.1V~5V
- ✓ 芯片带有校正
- ✓ 集成兼容 SPI总线接口
- ✓ 低功耗，最低 0.6mW
- ✓ 4个模拟输入通道

1.2 应用场合

- ✓ 工业过程控制
- ✓ 重量计
- ✓ 液体/气体化学分析
- ✓ 血液计
- ✓ 智能变换器
- ✓ 便携式设备

1.3 功能描述

CS1242是 24位高精度、低功耗 Sigma-Delta模数转换芯片，有效分辨率可达 22位。可以在 2.7V~5.5V电源电压条件下工作。

CS1242输出通道，可以选择输入通道模拟缓冲器（Buffer）或者直接将信号输入模数转换器（ADC），模拟缓冲器可以有效提高芯片的输入阻抗。CS1242提供的 1~128倍可编程增益放大器，在 128倍时，CS1242有效分辨率可达 18bit。调制器是一个二阶 Sigma-Delta调制器，芯片的 FIR滤波器提供 50Hz和 60Hz陷波滤波，有效提高芯片的抗干扰性能。

CS1242提供 SPI兼容的串行接口总线。

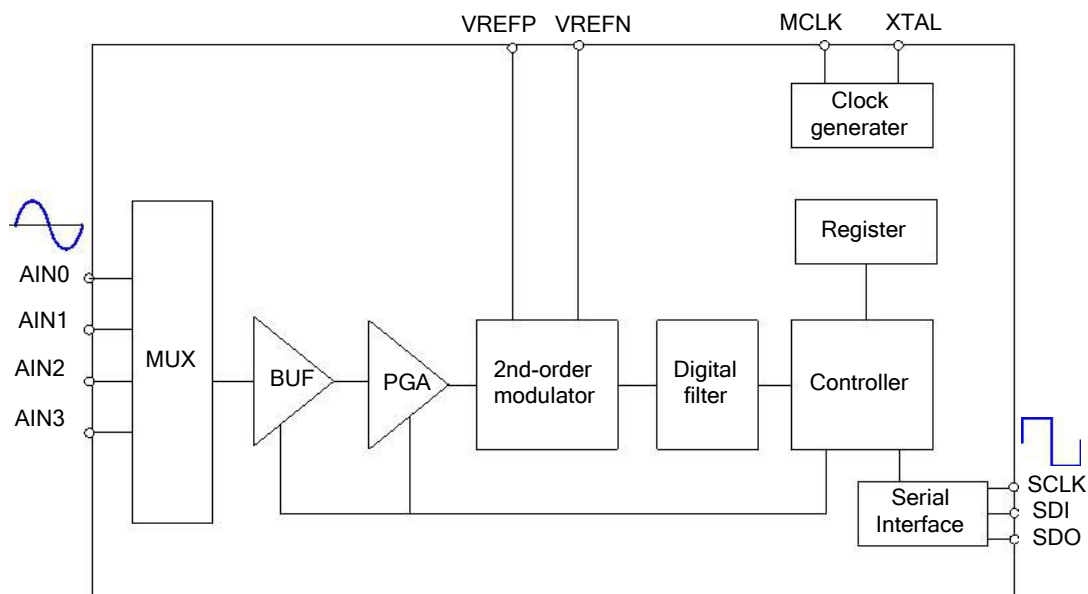


图1 CS1242原理框图

2 特性说明

2.1 芯片绝对最大极限值

表1 CS1242最大极限值

名称	符号	最小	最大	单位	说明
模拟电源电压	AVDD	-0.3	6	V	AVDD to AGND
数字电源电压	DVDD	-0.3	6	V	DVDD to DGND
地之间压差	DVGND	-0.3	0.3	V	DGND to AGND
电源瞬间电流			100	mA	Input Current momentary
电源恒定电流			10	mA	Input Current continuous
数字管脚输入电压		-0.3	DVDD+0.3	V	Digital Output Voltage to DGND
数字输出管脚电压		-0.3	DVDD+0.3	V	
节温			150	°C	Max. Junction Temperature
工作温度		-40	85	°C	Operating Temperature
储存温度		-60	150	°C	Storage Temperature
芯片管脚焊接温度			300	°C	Lead Temperature (Soldering, 10s)

2.2 数字逻辑特性

表2 CS1242数字逻辑特性

参数	最小	典型	最大	单位	条件说明
V _{IH}	$0.8 \times DVDD$		DVDD	V	
V _{IL}	DGND		$0.2 \times DVDD$	V	
V _{OH}	DVDD-0.4		DVDD+0.4	V	I _{oh} =1mA
V _{OL}	DGND		DGND+0.4	V	I _{oL} =1mA
I _{IH}			10	uA	V _I =DVDD
I _{IL}	-10			uA	V _I =DGND
f _{osc}	1		5	MHz	
t _{osc}	200		1000	ns	
说明： 1、CS1242数字接口为 CMOS逻辑接口。					

2.3 芯片引脚

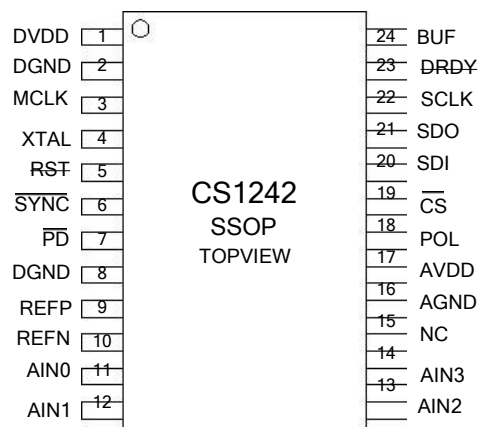


图2 CS1242引脚图

表3 CS1242引脚描述

管脚序号	符号	管脚描述	备注
1	DVDD	数字电源电压，2.7~5.25V	
2	DGND	数字地	
3	MCLK	主时钟输入，1~10MHz	
4	XTAL	晶振驱动管脚 2	
5	RST	芯片复位管脚，低有效	
6	SYNC	同步控制信号，低有效	
7	PD	掉电控制信号，低有效	
8	DGND	数字地	
9	REFP	模拟（正）参考电压输入端	
10	REFN	模拟（负）参考电压输入端	
11	AIN0	模拟输入 0	
12	AIN1	模拟输入 1	
13	AIN2	模拟输入 2	
14	AIN3	模拟输入 3	
15	NC	无效端	
16	AGND	模拟地	
17	AVDD	模拟电源电压 2.7V~5.25V	
18	POL	串口时钟极性	
19	$\overline{CS}$	芯片选择信号，低有效	
20	SDI	串口输入数据	
21	SDO	串口输出数据	
22	SCLK	串口工作时钟，采用 Schmitt触发器	
23	DRDY	数据准备就绪指示信号，低有效	
24	BUF	模拟输入缓冲器使能信号，高有效	

2.4 电气特性

表4 AVDD=5V时 CS1242电气特性

参数		条件	最小值	典型值	最大值	单位
模拟输入	模拟输入范围	Buffer关闭	AGND-0.1		AVDD+0.1	V
		Buffer打开	AGND+0.4		AVDD-1.5	V
	满幅输入电压 (AIN+) - (AIN-)	RAN=0			$\pm V_{REF}/PGA$	V
		RAN=1			$\pm V_{REF}/(2 \times PGA)$	V
	差分输入阻抗	Buffer关闭		5/PGA		MΩ
		Buffer打开		5		GΩ
	带宽 (-3dB)	f _{DATA} = 3.75Hz		1.65		Hz
		f _{DATA} = 7.50Hz		3.44		Hz
		f _{DATA} = 15.0Hz		3.7		Hz
	PGA	可选增益范围	1		128	
	输入电容			9		pF
系统性能	输入泄漏电流	调制器关闭, T = 25℃		5		pA
	测试电流源			2		2uA
	分辨率	无失码		24		Bits
	积分线性度				± 0.0015	% of FS
	失调误差			8		ppm of FS
	失调误差漂移			0.02		ppm of FS/℃
	增益误差			0.005		%
	增益误差漂移			0.5		ppm/℃
	共模抑制比	直流	100			dB
		f _{CM} = 60Hz, f _{DATA} = 15Hz		130		dB
		f _{CM} = 50Hz, f _{DATA} = 15Hz		120		dB
	陷波抑制比	f _{CM} = 60Hz, f _{DATA} = 15Hz		100		dB
		f _{CM} = 50Hz, f _{DATA} = 15Hz		100		dB
	电源抑制比	直流	80	95		dB
参考电压输入	V _{REF} ≡ REFP - REFN	RAN = 0	0.1	2.5	2.6	V
		RAN = 1	0	2.5		V
		RAN = 0	0		AVDD	V
	REFP, REFN 输入范围	RAN = 1	0.1		AVDD	V
					AVDD	V
	共模抑制比	直流		120		dB
		f _{VREFCM} = 60Hz		120		dB
电源	偏置电流			1.3		uA
	电源电压	AVDD	4.75		5.25	V
	模拟部分电流	P _{DD} = 0		1		nA
		PGA = 1, Buffer关闭		120		uA
		PGA = 1, Buffer打开		160		uA
		PGA = 128, Buffer关闭		400		uA
		PGA = 128, Buffer打开		760		uA
	数字部分电流 (DVDD = 5V)	普通模式		2		mA
		连续读数据模式		2.2		mA
		P _{DD} = 0		0.5		nA

表5 AVDD=3V时 CS1242电气特性

参数		条件	最小值	典型值	最大值	单位
模拟输入	模拟输入范围 满幅输入电压 (AIN+) - (AIN-)	Buffer关闭	AGND-0.1		AVDD+0.1	V
		Buffer打开	AGND+0.3		AVDD-1.5	V
		RAN=0			$\pm V_{REF}/PGA$	V
		RAN=1			$\pm V_{REF}/(2 \times PGA)$	V
	差分输入阻抗	Buffer关闭		5/PGA		MΩ
		Buffer打开		5		GΩ
	带宽 (-3dB)	f _{DATA} = 3.75Hz		1.65		Hz
		f _{DATA} = 7.50Hz		3.44		Hz
		f _{DATA} = 15.0Hz		14.6		Hz
	PGA	可选增益范围	1		128	
	输入电容			9		pF
系统性能	输入泄漏电流	调制器关闭, T = 25℃		5		pA
	测试电流源			2		2uA
	分辨率	无失码		24		Bits
	积分线性度				± 0.0015	% of FS
	失调误差			15		ppm of FS
	失调误差漂移			0.04		ppm of FS/℃
	增益误差			0.01		%
	增益误差漂移			1.0		ppm/℃
	共模抑制比	直流	100			dB
		f _{CM} = 60Hz, f _{DATA} = 15Hz		130		dB
		f _{CM} = 50Hz, f _{DATA} = 15Hz		120		dB
参考电压输入	VREF=REFP -REFN	RAN = 0	0.1	1.25	1.30	V
		RAN = 1	0	2.5	2.6	V
	REFP, REFN 输入范围	RAN = 0	0		AVDD	V
		RAN = 1	0.1		AVDD	V
	共模抑制比	直流		120		dB
		f _{VREFCM} = 60Hz		120		dB
	偏置电流			0.65		uA
电源	电源电压	AVDD	2.7		3.3	V
	模拟部分电流	P _D = 0		1		nA
		PGA = 1, Buffer关闭		107		uA
		PGA = 1, Buffer打开		118		uA
		PGA = 128, Buffer关闭		360		uA
		PGA = 128, Buffer打开		500		uA
	数字部分电流 (DVDD = 3V)	普通模式		2		mA
		连续读数据模式		2.2		mA
		P _D = 0		0.5		nA

2.5 通讯时序

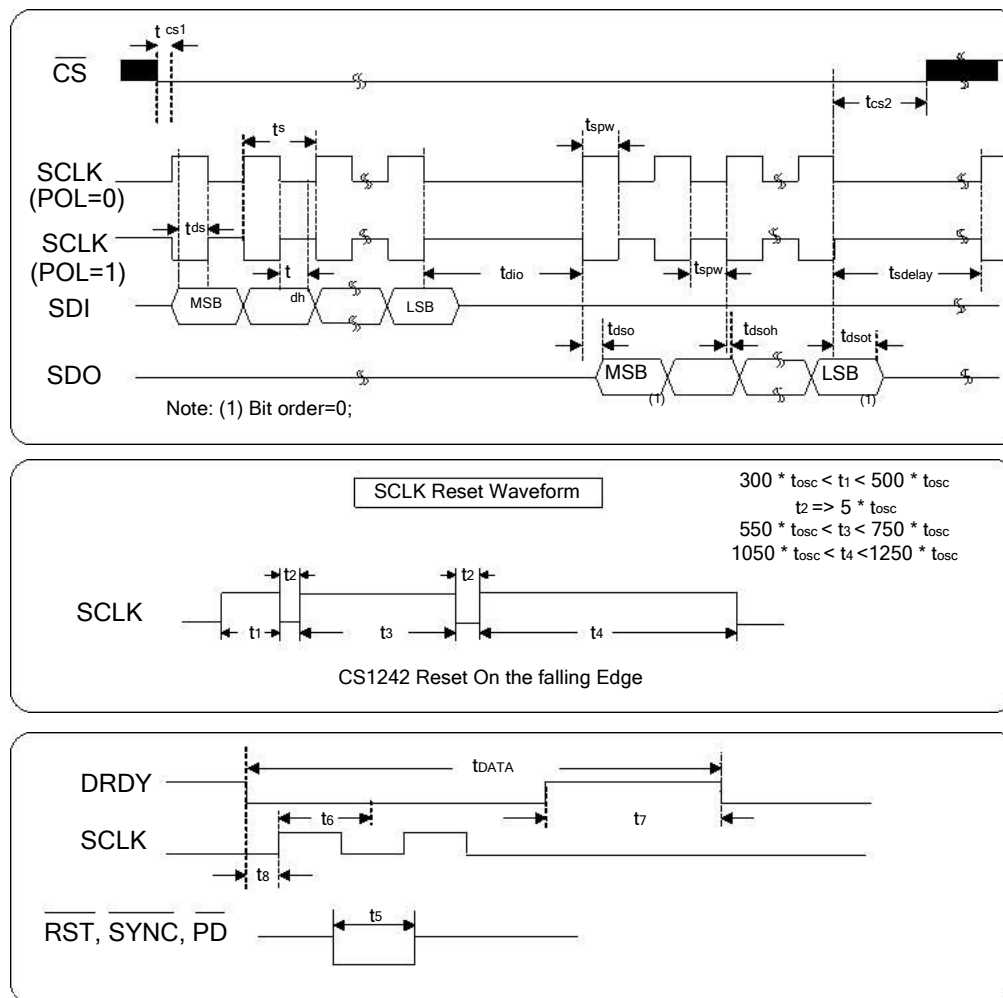


图3 CS1242时序图

表6 CS1242时序表

参数	描述	最小值	最大值	单位
t_s	SCLK时钟周期	4		tosc周期
t_{spw}	SCLK脉冲宽度，高电平及低电平	200		ns
t_{cs1}	片选信号 CS下降沿与第一个 SCLK沿的建立时间	0		ns
t_{ds}	SDI数据建立时间	50		ns
t_{dsh}	有效SDI数据保持时间与 SCLK的延迟)	50		ns
t_{dio}	在发出下列指令时 SDI的最后一个 SCLK时钟沿与 SDO的 第一个 SCLK时钟沿： RDATA, RDATA, RREG, WREG	50		tosc周期
t_{dso}	SDO输出数据与 SCLK的延迟时间		50	ns
t_{dsoh}	SDO数据的保持时间	0		
t_{dsot}	SDO变为三态与 SCLK时钟沿的延迟	6	10	tosc周期
t_{cs2}	片选信号 CS保持低电平时间	4		tosc周期
t_{sdelay}	当前指令的最后一个 SCLK时钟沿到下一个指令的第一个 SCLK时钟沿：			
	RESET与WREG, SLEEP, RDATA, RDATA, STOPC	4		tosc周期
	GCALSELF, SELFCA, OCALSYS, GCALSYS	8		DRDY周期
	CALSELF	15		DRDY周期
	RESET (也可以是通过 SCLK或者 RST引脚发出的 RESET指令)	16		tosc周期
t_5	脉冲宽度	4		tosc周期
t_6	允许的模拟输入信号的变化到下一次有效的转换		5000	tosc周期
t_7	DOR更新, DOR无效	4		tosc周期
t_8	DRDY信号变低后的首个 SCLK时钟			
	RDATA模式	10		tosc周期
	其他模式	0		tosc周期

3 功能模块描述

3.1 输入多路信号选择器 (Input Multiplexer)

CS1242的输入信号通道可以任意组合，多路输入选择原理图如图 4所示。

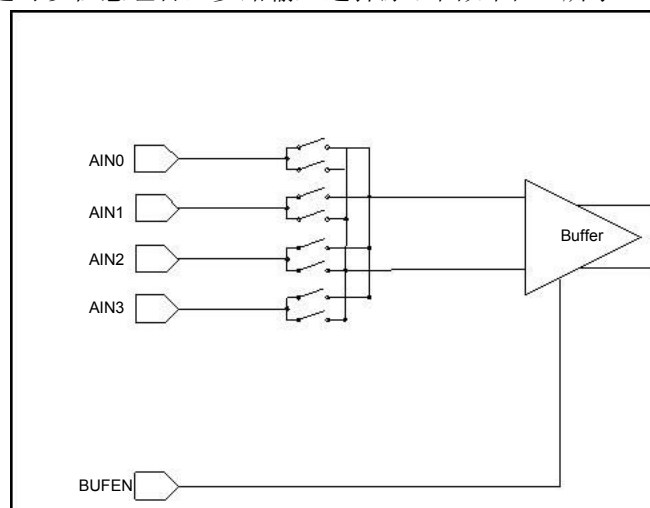


图4多路输入选择原理框图

CS1242可以最多配置 2对差分输入或 3个单端输入。例如，如果选择 AIN1为差分正（负）信号的一个输入端，可以选择任意其它输入端为负（正）端输入。

CS1242可以实现在单时钟周期内完成输入信号的选择切换、内部数字滤波器的稳定输出。为了降低切换误差，要求在 DRDY信号变低后立即配置 MUX寄存器。

3.2 输入模拟缓冲器 (Buffer)

在没有使能模拟输入缓冲器(Buffer)时，输入阻抗约 $5M\Omega \div PGA$ 。当系统要求较高的输入阻抗时，可以使能模拟输入缓冲器，此时可以将输入阻抗提高约到 $5G\Omega$ 。

缓冲器的使能信号可以由 BUF管脚或内部寄存器 ACR控制。当输入管脚 BUF为高或 ACR寄存器的 BUF为高时，输入缓冲器使能，有效提高输入阻抗。

如果使能缓冲器，芯片增加额外的功率消耗。消耗功率的大小与 PGA的增益有关， $PGA=1$ 时，增加约 $50\mu A$ 电流，而 $PGA=128$ 时，增加的电流则达 $150\mu A$ 。

当开启缓冲器后，对输入信号的范围有所要求，此时要求输入信号的范围为 $AGND+0.3V \sim AVDD-1.5V$ 。

3.3 可编程增益放大器（PGA）

内部的电压增益放大器可以编程配置增益为 1, 2, 4, 8, 16, 32, 64, 128。通过使用 PGA 可以提高有效转换精度。例如, PGA=1, 5V满幅模数转换, 有效识别电压为 1 μ V, 但如果 PGA=128, 39mV满幅模数转换时, 可最小可以识别 75nV输入电压。

3.4 调制器（Modulator）

CS1242的调制器是单环回、2阶 $\Sigma-\Delta$ 调制器, 调制器的采样频率可以通过 SPEED（ACR寄存器的 bit 5）控制, 具体如下表所示:

表7调制器采样频率表

晶振频率 (MHz)	SPEED	ADC采样频率 (KHz)	数据输出速率 (Hz)			陷波频率 (Hz)
			DR= 00	DR= 01	DR= 10	
2.4576	0	19.200	15	7.5	3.75	50/60
	1	9.600	7.5	3.75	1.875	25/30
4.9152	0	38.400	30	15	7.5	100/120
	1	19.200	15	7.5	3.75	50/60

3.5 误差校正（Calibration）

芯片校正分为自校正、外部系统校正, 校正包括模数转换器偏移误差校正（OCAL）、模数转换器增益校正（GCAL）。正在校正时, DRDY维持为高, 表示现在 AD转换的结果不可用。在芯片重新上电、外部环境温度改变、增益（PGA）改变后进行误差校正可保证模数转换的正确。完成校正后 DRDY管脚变低, 即 DRDY输出低电平时表示芯片已经完成校正。校正完成后的第一个输出数据由于内部电路工作的延时导致不正确, 不能作为正常模数转换数据。第二个转换输出数据是正常的, 可以使用。

3.5.1 自校正（Self Calibration）

CS1242的自校正通过 CALSELF、GCALSELF、OCALSELF三条指令来控制完成。执行 CALSELF指令时, 可以同时完成偏移误差校正（Offset Calibration）和增益误差校正（Gain Calibration）。GCALSELF指令只控制芯片完成增益校正, 而 OCALSELF则控制芯片完成偏移校正。增益校正、偏移校正都在 8个 TDATA周期（AD周期）内完成, TDATA周期为输出数据速率的倒数。如果执行 SEFLCAL指令, 则需要 15个 TDATA周期。

自校正时, CS1242自动断开外部的输入信号而接内部电压。在执行增益误差校正时, CS1242自动先将 PGA设为 1, 执行完增益误差校正后 CS1242会将 PGA的值还原成为用户设定的值。但执行失调误差校正过程中, PGA的设置没有发生变化。（注意在如果进行校正时外部参考电压高于 AVDD-1.5V时, 输入模拟缓冲器必须关闭。）

3.5.2 系统校正 (System Calibration)

系统校正可以校正芯片内部及系统的偏移误差和增益误差，校正必须要求输入正确的输入信号后进行。系统校正指令包括 OCALSYS、GCALSYS，其中 OCALSYS进行偏移误差校正，GCALSYS进行增益误差校正，偏移误差校正、增益误差校正分别在 8个 TDADA数据周期内完成。

在进行偏移误差校正 (OCALSYS) 时，必须要求输入为差分电压为 0，CS1242计算出系统的偏移误差值并写入 OCC寄存器中，CS1242正常转换时通过内部计算予以抵消。

在进行增益误差校正 (SYSGCAL) 时，必须输入正满幅度的电压，CS1242计算出系统的增益误差并写入 GCC寄存器中，CS1242正常转换时通过内部计算予以抵消。

3.6 外接参考电压 (External Voltage Reference)

CS1242需要外接参考电压，具体值通过 ACR寄存器配置。参考电压接在 REFP与 REFN管脚上，电压不能超过芯片的电源电压，具体电压值如下表：

表8外部参考电压和 RAN的关系表

RAN (ACR.2)	电源电压 (V)	参考差分电压 (V)	备注
0	5	≤ 2.5	
1	5	≤ 5	
0	3.0	≤ 1.25	
1	3.0	≤ 2.5	

3.7 时钟单元 (Clock Unit)

CS1242可以外接晶体、振荡器或时钟。如果接外部时钟，则从 MCLK管脚输入，此时 XTAL悬空。如果外部接晶体，电路要求如下：（要求在 MCLK及 XTAL管脚上同时接 10~20pF的电容）

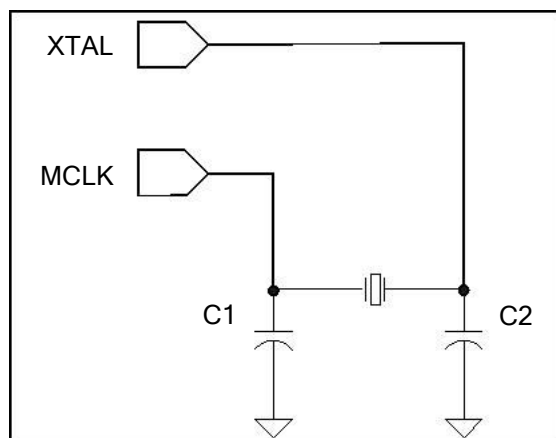


图5外部晶振连接图

3.8 数字滤波器(FIR)

CS1242带有一个可编程的 FIR滤波器。FIR滤波器可以被配置成不同的输出速率。当使用 2.4576M的时钟时，CS1242的输出数据的速率可以被配置成 15Hz，7.5Hz或者 3.75Hz。此时，FIR滤波器可以同时滤除 50Hz和 60Hz的杂波信号进行陷波滤波。

如果希望得到其他的输出数据速率，则须使用其他的时钟频率。此时，陷波频率也同时跟着改变了。比如，当使用默认的寄存器配置，时钟频率为 3.6864M时候：

输出数据频率为：

$$(3.6864\text{MHz}/2.4576\text{MHz}) \times 15\text{Hz} = 22.5\text{Hz}$$

陷波频率为：

$$(3.6864\text{MHz}/2.4576\text{MHz}) \times (50\text{Hz和 } 60\text{Hz}) = (75\text{Hz和 } 90\text{Hz})$$

3.9 串行总线接口(SPI)

CS1242通过 SPI总线与外部的控制器进行通讯。CS1242只能用于从模式。总线接口是标准的四线 SPI总线，包括 CS，SCLK，SDI和 SDO外加一个控制时钟极性的 POL。总线支持双极性的时钟，时钟的极性由 POL来控制。

3.9.1 片选信号(CS)

在与 CS1242进行通讯前，外部的控制器必须先发出 CS片选信号。在整个通讯期间，CS信号必须维持为低。当 CS信号变高后，整个 SPI总线会被复位。CS信号也可以被接为常低。当CS信号被拉为常低时，SPI总线可以工作在三线模式。

3.9.2 串行时钟(SCLK)

SCLK为施密特触发，用来对 SDI和 SDO信号进行采样。为了防止错误的采样数据，SCLK必须十分干净。如果在 3个 DRDY周期内都没有 SCLK时钟出现，那么在下一个 SCLK来临时，SPI总线将被复位，进而开始下一个通讯周期。SCLK上的一个特定的波形可以复位整个芯片。具体信息请参考 RESET章节

3.9.3 时钟极性控制(POL)

POL控制了串行时钟 SCLK的极性。当 POL为低时，数据在 SCLK的下降沿被采样。如果没有时钟脉冲，则 SCLK应该维持为常低。当 POL为高时，数据在 SCLK的上升沿被采样，如果没有时钟脉冲，SCLK应该维持为高。

3.9.4 数据输入(SDI)和数据输出(SDO)

SDI和 SDO引脚分别用来输入和输出数据。在没有使用时，SDO为高阻态，这样就允许将SDI和 SDO接在一起然后通过一个双向的总线来驱动它。需要注意的是，这种情况下不适合向 CS1242发出 RDATAAC指令。因为 RDATAAC指令需要用 STOPC指令或者 RESET指令来终止。而在 RDATAAC模式下，这条双向总线会被一直占据用来向外部发送数据，所以此时无法通过总线向 CS1242发送 STOPC指令或者 RESET指令，因此就无法终止 RDATAAC状态，除非此时 SDO发送的数据中包含 STOPC或者 RESET指令。此时 SDI会检测到 STOPC或者 RESET指令，从而终止 RDATAAC状态。

3.9.5 数据准备就绪 (DRDY)

DRDY信号用来表示内部数据寄存器的状态。当内部数据寄存器 DOR内新的数据准备就绪时，DRDY信号会变低。当执行完一个从内部数据寄存器 DOR读取数据的读操作后，DRDY信号将变高。在 DOR寄存器的数据准备更新时 DRDY信号也会变高，表示此时 DOR寄存器内的数据不可用，防止在 DOR寄存器进行更新时从 DOR寄存器内读取数据。

DRDY的信号也可以从 ACR寄存器的 bit 7来获得。

3.10 数据同步 (SYNC)

CS1242可以通过 SYNC引脚或者 SYNC指令来进行数据同步。当使用 SYNC引脚进行数据同步时，数字电路将在 SYNC的下降沿复位。当 SYNC变低后，串行接口处于未激活的状态。

当 SYNC变高后，数字电路将从 RESET状态中脱离出来，在随后的系统时钟的上升沿，数据将得到同步。

当使用 SYNC指令进行数据同步时，数字滤波器在 SYNC指令的最后一个 SCLK时钟的边沿被复位，调制器将处于 RESET状态，直到下一个 SCLK的时钟沿被检测到。在 SYNC后的第一个 SCLK内的系统时钟的上升沿，数据将被同步。

3.11 上电复位及芯片的复位

有三种方法可以对 CS1242进行复位：将 ~~RST~~ RST引脚拉低，发送 RESET指令，在 SCLK上发送特定的波形 (SCLK RESET波形，参考 CS1242的时序图)。

4 CS1242寄存器描述

CS1242通过一系列控制寄存器来配置工作方式，控制寄存器包括数据格式、多路选择信号输入、模数转换数据输出速率、校正控制等。

4.1 寄存器列表

表9内部寄存器详细列表

地址(H)	寄存器	第 7位	第 6位	第 5位	第 4位	第 3位	第 2位	第 1位	第 0位
00	SETUP	ID3	ID2	ID1	ID0	保留	PGA2	PGA1	PGA0
01	MUX	PS3	PS2	PS1	PS0	NS3	NS2	NS1	NS0
02	ACR	DRDY	U/B	SPEED	BUF	BITOR	RAN	DR1	DR0
03	ODAC	保留	CHSEL	ISSET1	ISSET0	保留	保留	保留	保留
04	保留								
05	保留								
06	保留								
07	OCC0	OCC07	OCC06	OCC05	OCC04	OCC03	OCC02	OCC01	OCC00
08	OCC1	OCC17	OCC16	OCC15	OCC14	OCC13	OCC12	OCC11	OCC10
09	OCC2	OCC27	OCC26	OCC25	OCC24	OCC23	OCC22	OCC21	OCC20
0A	GCC0	GCC07	GCC06	GCC05	GCC04	GCC03	GCC02	GCC01	GCC00
0B	GCC1	GCC15	GCC14	GCC13	GCC12	GCC11	GCC10	GCC09	GCC08
0C	GCC2	GCC23	GCC22	GCC21	GCC20	GCC19	GCC18	GCC17	GCC16
0D	DOR2	DOR23	DOR22	DOR21	DOR20	DOR19	DOR18	DOR17	DOR16
0E	DOR1	DOR15	DOR14	DOR13	DOR12	DOR11	DOR10	DOR09	DOR08
0F	DOR0	DOR07	DOR06	DOR05	DOR04	DOR03	DOR02	DOR01	DOR00

4.2 寄存器详细描述

SETUP寄存器（地址=00H，复位值=xxxx0000）PGA控制（SETUP REGISTER）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
ID3	ID2	ID1	ID0	保留	PGA2	PGA1	PGA0
SETUP. 7—4 : 芯片的 ID 编号，供厂家使用 SETUP.3 : 保留 SETU.2—0: PGA2/PGA1/PGA0，可编程增益放大器增益选择(Programmable Gain Amplifier Gain Selection) 000=1（默认值）； 001=2 010=4 011=8 100=16 101=32 110=64 111=128							

MUX寄存器（地址=01H，复位值=01H）输入通道选择（Multiplexer Control Register）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
PS3	PS2	PS1	PS0	NS3	NS2	NS1	NS0
MUX. 7—4 : PS3~0，正输入通道选（Positive Channel Selection） 0000=ADIN0（默认值） 0001=ADIN1 0010=ADIN2 0011=ADIN3 其余=保留（Reserved） MUX. 3—0 : NS3~0，负输入通道选（Negative Channel Selection） 0000=ADIN0 0001=ADIN1（默认值） 0010=ADIN2 0011=ADIN3 其余=保留（Reserved）							

ACR寄存器（地址=02H,复位值=00H）模拟电路控制（Analog Control Register）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
$\overline{DRDY}$	$U/\overline{B}$	SPEED	BUF	BITOR	RAN	DR1	DR0
ACR.7 : $\overline{DRDY}$, 数据准备就绪 (Data Ready, 只读), 与输出管脚 $\overline{DRDY}$ 值相同; ACR.6 : $U/\overline{B}$, 数据格式 (Data Format) 0=双极性 (默认值); +FSR输出 $0x7FFFFH$, ZERO=$0x00000H$, -FSR=$0x80000H$; 1=单极性; +FSR输出 $0xFFFFFH$, ZERO=$0x00000H$, -FSR=$0x00000H$; ACR.5 : SPEED, 模数转换器采样频率控制 (Modulator Clock Speed) 0=fosc/128 (默认值); 1=fosc/256; ACR.4 : BUF, 输入缓冲器使能 (Buffer Enable) 0=禁止 (默认值); 1=使能; ACR.3 : BITOR, 输出数据 bit 顺序 0=高位在前 (默认值) 1=低位在前 ACR.2 : RAN, 转换范围选择 (Select) 0=满幅输入 (Full Scale) 为 $\pm V_{REF}$ 1=满幅输入 (Full Scale) 为 $\pm V_{REF}/2$ (默认值); ACR.1-0 : DR1/DR0, 数据输出速率 (Data Rate) 00=15Hz (默认值); 01=7.5Hz; 10=3.75Hz; 11=保留 (Reserved)							

ODAC寄存器（地址=03H,复位值=00H）Offset DAC设置

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
无效	CHSEL	ISSET1	ISSET0	无效	无效	无效	无效
ISSET1-0: 模拟电路偏置电流选择, 00=偏置电流为 10uA (默认值) 01或 10=偏置电流增加 25%, 11=偏置电流增加 50%, 当使用较高的时钟频率时, 增加模拟电路偏置电流有助于提高 CS1242的性能。 CHSEL: 斩波—调制方式选择。 0=斩波频率为调制器采样频率 1/2, PGA=1~128时可用。(默认) 1=斩波频率等于调制器采样频率, PGA=2~128时可用。 在一般情况下 CHSEL 设置为 0 即可, 但是在某些情况下 (具体情况和外围应用电路有关) 一些高频噪声可能会耦合到低频段, 此时可以设置 CHSEL 为 1, 注意此时会导致失调电压和噪声又一些增大。							

OCC0寄存器（地址=07H,复位值=00H），失调误差系数（Offset Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
OCC07	OCC06	OCC05	OCC04	OCC03	OCC02	OCC01	OCC00

OCC0与 OCC1及 OCC2组成偏移误差校正系数 OCC23~0（共 24位，OCC23是 MSB，OCC00是 LSB），对偏移误差进行校正。

OCC1寄存器（地址=08H,复位值=00H）失调误差正系数（Offset Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
OCC15	OCC14	OCC13	OCC12	OCC11	OCC10	OCC09	OCC08

OCC0与 OCC1及 OCC2组成偏移误差校正系数 OCC23~0（共 24位，OCC23是 MSB，OCC00是 LSB），对偏移误差进行校正。

OCC2寄存器（地址=09H,复位值=00H）失调误差校正系数（Offset Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
OCC23	OCC22	OCC21	OCC20	OCC19	OCC18	OCC17	OCC16

OCC0与 OCC1及 OCC2组成偏移误差校正系数 OCC23~0（共 24位，OCC23是 MSB，OCC00是 LSB），对偏移误差进行校正。

GCC0寄存器（地址=0AH,复位值=59H）增益误差校正系数（Gain Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
GCC07	GCC06	GCC05	GCC04	GCC03	GCC02	GCC01	GCC00

GCC0与 GCC1及 GCC2组成偏移误差校正系数 GCC23~0（共 24位，GCC23是 MSB，GCC00是 LSB），对增益误差进行校正。

GCC1寄存器（地址=0BH,复位值=55H）增益误差校正系数（Gain Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
GCC15	GCC14	GCC13	GCC12	GCC11	GCC10	GCC09	GCC08

GCC0与 GCC1及 GCC2组成偏移误差校正系数 GCC23~0（共 24位，GCC23是 MSB，GCC00是 LSB），对增益误差进行校正。

GCC2寄存器（地址=0CH,复位值=55H）增益误差校正系数（Gain Calibration Coefficient）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
GCC23	GCC22	GCC21	GCC20	GCC19	GCC18	GCC17	GCC16

GCC0与 GCC1及 GCC2组成偏移误差校正系数 GCC23~0（共 24位，GCC23是 MSB，GCC00是 LSB），对增益误差进行校正。

寄存器详细描述

DOR2寄存器（地址=0DH，复位值=00H）模数转换数据（Data Output Register）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
DOR 23	DOR22	DOR 21	DOR 20	DOR 19	DOR 18	DOR 17	DOR 16
DOR 0与 DOR 1及 DOR 2组成模数转换数据 DOR23~0（共 24位，DOR23是 MSB，DOR00是 LSB）。							

DOR1寄存器（地址=0EH复位值=00H）模数转换数据（Data Output Register）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
DOR15	DOR14	DOR13	DOR12	DOR11	DOR10	DOR09	DOR08
DOR 0与 DOR 1及 DOR 2组成模数转换数据 DOR23~0（共 24位，DOR23是 MSB，DOR00是 LSB）。							

DOR0寄存器（地址=0FH,复位值=00H）模数转换数据（Data Output Register）

MSB							LSB
Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
DOR07	DOR06	DOR05	DOR04	DOR03	DOR02	DOR01	DOR00
DOR 0与 DOR 1及 DOR 2组成模数转换数据 DOR23~0（共 24位，DOR23是 MSB，DOR00是 LSB）。							

5 CS1242指令描述

CS1242使用了一系列指令，指令完成对芯片的工作模式控制、工作速度控制、误差校正等。

这些指令中有些是单条的（比如 RESET），有些则需要另外的操作数（比如 WREG等）。

操作数：

n =数量（0到 127）

r =寄存器（0到 15）

x =任意值

5.1 指令列表

表10 CS1242指令描述表

指令	描述	操作码	操作数
RDATA	从 DOR寄存器中读取数据	0000 0001 (01 _H)	--
RDATAAC	从 DOR寄存器中连续读取数据	0000 0011 (03 _H)	--
STOPC	停止从 DOR寄存器中连续读取数据	0000 1111 (0F _H)	--
RREG	读取寄存器“rrrr”的值	0001 rrrr (1X _H)	xxxx_nnnn
WREG	将数据写入到寄存器“rrrr”中	0101 rrrr (5X _H)	xxxx_nnnn
CALSELF	对芯片的失调误差和增益误差进行纠正	1111 0000 (F0 _H)	
OCALSELF	对芯片的失调误差进行纠正	1111 0001 (F1 _H)	
GCALSELF	对芯片的增益误差进行纠正	1111 0010 (F2 _H)	
OCALSYS	对系统的失调误差进行纠正	1111 0011 (F3 _H)	
GCALSYS	对系统的增益误差进行纠正	1111 0100 (F4 _H)	
SYNC	对 DRDY进行同步	1111 1100 (FCH)	
RESET	将芯片复位到上电后的状态	1111 1110 (FE _H)	
注：接收数据时总是高位在前。发送数据的格式则由 ACR寄存器的 BITORDER位来决定			

5.2 指令详细描述

RDATA—读取数据

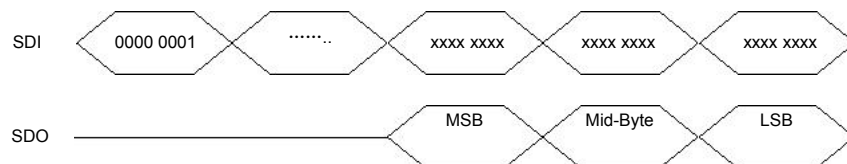
描述：从 DOR 寄存器中读取最新的一次 AD 转换的值，这个值为 24bit

操作数：无

字节： 1

编码： 0000 0001

数据传输序列：



RDATA C—连续读取数据指令

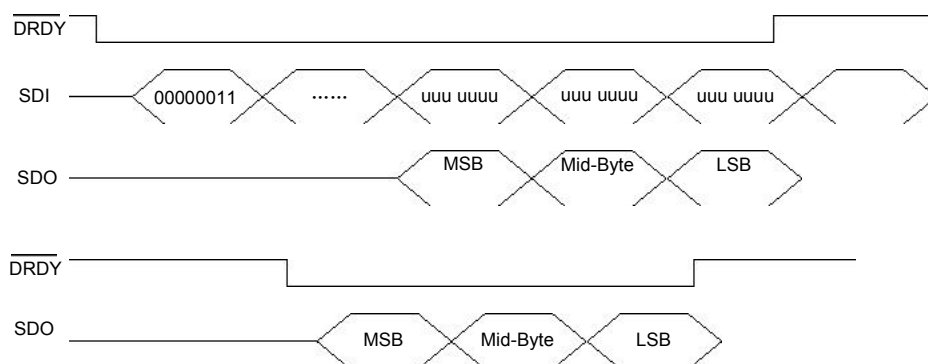
描述：RDATA C 允许在每个 DRDY 信号周期内连续的从 DOR 寄存器中读取每次 AD 转换的结果。这条指令不需要在每次 DRDY 信号变低时发送 RDATA 指令。可以通过发送 STOPC 指令或者 RESET 指令来终止这条指令的执行。在 DRDY 信号变低后，至少要等到 10 个 f_{osc} 期才能执行这条指令。

操作数：无

字节： 1

编码： 0000 0011

数据传输序列：



STOPC—停止连续读取数据指令

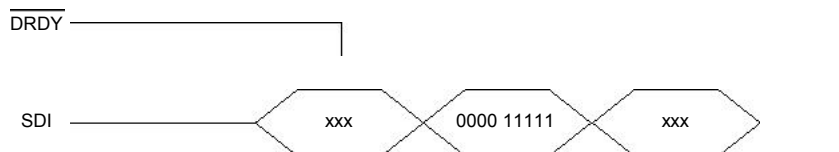
描述：停止连续读数据模式。需要在 DRDY 信号变低后发出。

操作数：无

字节： 1

编码： 0000 1111

数据传输序列：



RREG—读取寄存器的值

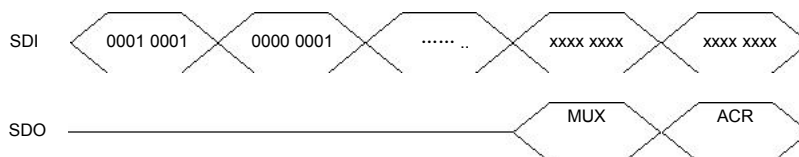
描述： 输出最多 16个寄存器的值。首个寄存器的地址由指令的首个操作数决定。读取的寄存器的数量由指令的第二个操作数的值加 1决定。如果这个值超过了剩余的寄存器的数目，则寄存器的地址转到首个寄存器上。

操作数： r, n

字节： 2

编码： 0001 rrrr xxxx nnnn

数据传输序列： 读取两个寄存器的值，首个寄存器的地址为 01_H(MUX)



WREG—将数据写入寄存器中

描述： 将数据写入多个寄存器中。首个寄存器的地址由指令的首个操作数决定。读取的寄存器的数量由指令的第二个操作数的值加 1决定。

操作数： r, n

字节： 2

编码： 0101 rrrr xxxx nnnn

数据传输序列： 将数据写入到两个寄存器中，第一个寄存器的地址为 04_H(DIO)



CALSELF—失调误差和增益误差的自纠正

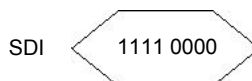
描述： 对芯片进行自纠正。进行完这个操作后，OCC寄存器和 GCC寄存器的值将被更新。

操作数： 无

字节： 1

编码： 1111 0000

数据传输序列：



OCALSELF—失调误差的自纠正

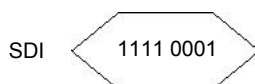
描述： 对芯片进行失调误差自纠正。进行完这个操作后，OCC寄存器的值将被更新。

操作数：无

字节： 1

编码： 1111 0001

数据传输序列：

**GCALSELF—增益误差的自纠正**

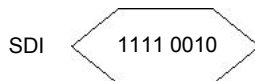
描述： 对芯片进行增益误差自纠正。进行完这个操作后，GCC寄存器的值将被更新。

操作数：无

字节： 1

编码： 1111 0010

数据传输序列：

**OCALSYS—纠正系统的失调误差**

描述： 对系统的失调误差进行纠正。这个时候，系统的输入信号应该为 0，CS1242计算出OCC的值对失调误差进行补偿。进行完这个操作后，OCC寄存器的值将被更新。用户必须在正确的模拟输入端输入 0信号 OCC寄存器会被自动更新。

操作数：无

字节： 1

编码： 1111 0011

数据传输序列：



GCALSYS—纠正系统的增益误差

描述： 对系统的增益误差进行纠正，此时，系统的输入信号应该为满幅电压，CS1242计算出 GCC的值对增益误差进行补偿。进行完这个操作后，OCC寄存器的值将被更新。

用户必须在正确的模拟输入端输入满幅信号。GCC寄存器会被自动更新。

操作数： 无

字节： 1

编码： 1111 0100

数据传输序列：

**SYNC**—对 **DRDY**信号进行同步

描述： 同步 CS1242的数据

操作数： 无

字节： 1

编码： 1111 1100

数据传输序列：

**RESET**—将芯片复位到默认状态

描述： 将所有寄存器的值复位到上电后的状态。这个指令可以终止 **RDATA**指令

操作数： 无

字节： 1

编码： 1111 1110

数据传输序列：



6 芯片封装

CS1242采用 SSOP-4封装。

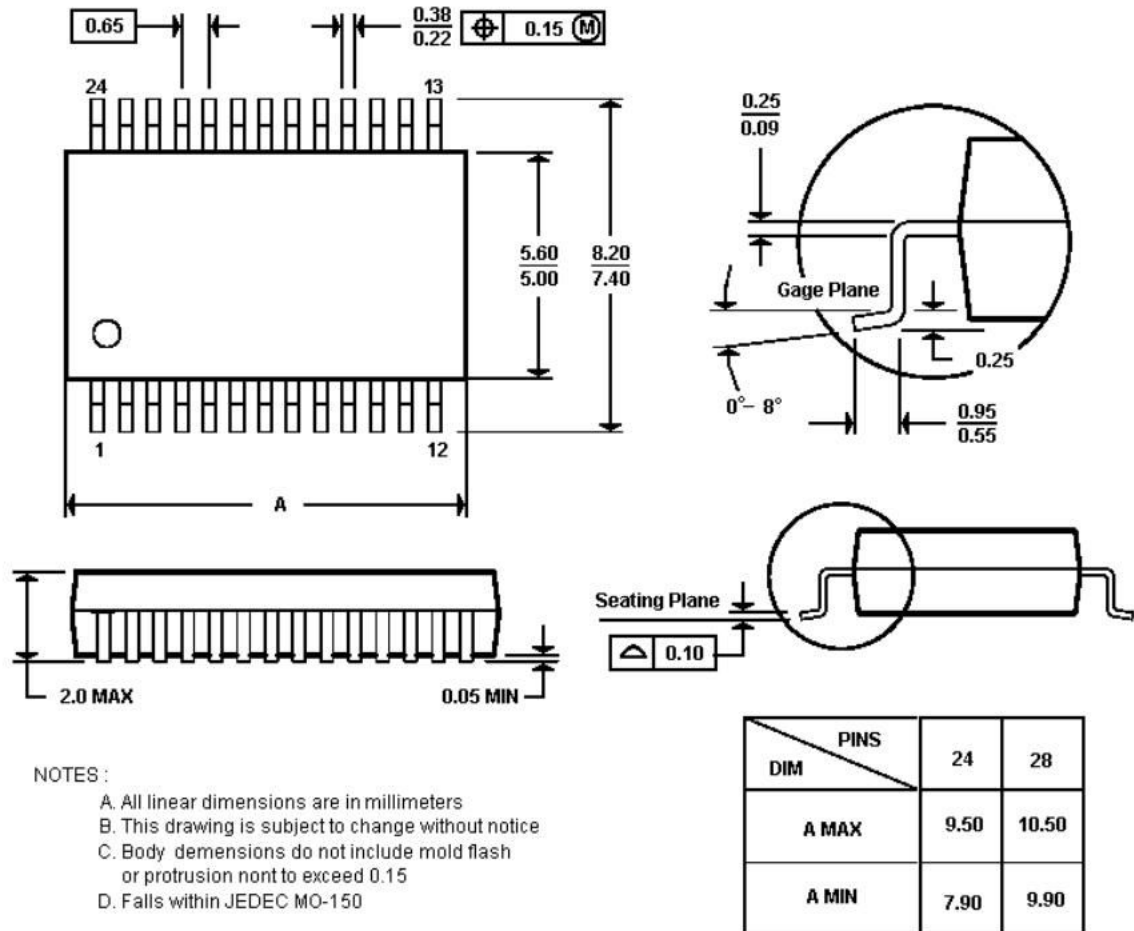


图6芯片 SSOP-24尺寸信息