

## CKS32F103xC CKS32F103xD CKS32F103xE 32位核心的带512K字节闪存的微控制器

### 功能

#### ■内核：M3 内核

- 最高144MHz工作频率，在存储器的0等待周期访问时可达 1.25DMips/MHz (Dhrystone2.1)
- 单周期乘法和硬件除法

#### ■存储器

- 256KB 到 512KB 程序 Flash
- 高达 96 KB SRAM
- 带 4 个片选的静态存储器控制器。支持 CF 卡，SRAM，PSRAM，NOR 和 NAND 存储器
- 并行 LCD 接口，8080/6800 模式

#### ■时钟、复位和电源管理

- 2.0~3.6伏供电和I/O引脚
- 上电/断电复位(POR/PDR)、可编程电压监测器(PVD)
- 4~16MHz晶体振荡器
- 内嵌经出厂调校的8MHz的高速RC振荡器
- 内嵌带校准的40kHz的低速RC振荡器
- 带校准功能的32kHz RTC振荡器

#### ■低功耗

- 睡眠、停机和待机模式
- V<sub>BAT</sub>为RTC和后备寄存器供电

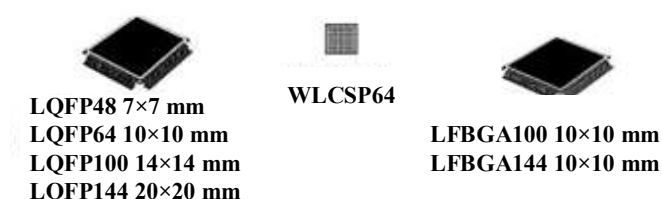
#### ■3个12位ADC，1μs A/D转换器(多达21个输入通道)

- 转换范围：0至3.6V
- 三倍采样和保持功能
- 温度传感器

#### ■2通道12位D/A转换器

#### ■DMA:

- 12通道DMA控制器
- 支持的外设：定时器、ADC、DAC、SDIO、I<sup>2</sup>S、SPI、I<sup>2</sup>C和USART



#### ■调试模式

- 串行单线调试(SWD)和JTAG接口
- M3 内嵌跟踪模块(ETM)

#### ■多达112个快速I/O端口

- 39/51/80/112个多功能双向I/O口，所有I/O口可以映像到16个外部中断；

#### ■多达17个定时器

- 10个16位定时器，部分定时器有多达4个用于输入捕获/输出比较/PWM或脉冲计数的通道和增量编码器输入
- 2个16位带死区控制和紧急刹车，用于电机控制的PWM高级控制定时器
- 2个看门狗定时器(独立的和窗口型的)
- 系统时间定时器：24位自减型计数器
- 2个16位基本定时器用于驱动DAC

#### ■多达14个通信接口

- 多达2个I<sup>2</sup>C接口(支持SMBus/PMBus)
- 多达6个USART接口(支持ISO7816接口，LIN，IrDA接口和调制解调控制)
- 多达3个SPI接口(18M位/秒),2个可复用为I<sup>2</sup>S接口
- CAN接口(2.0B 主动)
- USB 2.0全速接口
- SDIO接口

#### ■CRC计算单元，96位的芯片唯一识别码

#### ■ECOPACK®封装

## 器件对比

**CKS32F103xC 产品功能和外设配置**

产品型号 外围接口		CKS32F103Cx			CKS32F103Rx			CKS32F103Vx			CKS32F103Zx		
闪存- K 字节		256	384	512	256	384	512	256	384	512	256	384	512
SRAM- K 字节		48	64	96	48	64	96	48	64	96	48	64	96
FSMC		No			No			Yes			Yes		
定时器	通用目的	4(TIM2-TIM5)、6 (TIM9-TIM14)											
	高级控制	2(TIM1、TIM8)											
	基础	2(TIM6、TIM7)											
通信接口	SPI(I <sup>2</sup> S)	3(2)											
	I <sup>2</sup> C	2											
	USART	6											
	USB	1											
	CAN	1											
	SDIO	1											
GPIO 端口(通道数)		39			51			80			112		
12 位同步 ADC (通道数)		3 10 channels			3 16 channels			3 16 channels			3 21 channels		
12 位同步 DAC (通道数)		2 2											
CPU 频率		144 MHz											
工作电压		2.0V ~3.6V											
工作温度		环境温度：-40℃~ +85℃/-40℃~+105℃ 结温度：-40℃~+125℃											
封装		LQFP48			LQFP64			LQFP100			LQFP144		

## 订购信息

### 托盘装

产品型号	封装形式	盘装数	盒装盘	盒装数	箱装盒	箱装数
CKS32F103RCT6	LQFP64	160	10	1600	6	9600
CKS32F103RET6	LQFP64	160	10	1600	6	9600
CKS32F103VCT6	LQFP100	90	10	900	6	5400
CKS32F103VET6	LQFP100	90	10	900	6	5400
CKS32F103ZET6	LQFP144	60	10	600	6	3600

## 目录

1. 介绍.....	1
------------	---

2. 规格说明 .....	2
2.1 系列之间的全兼容性 .....	2
2.2 概述 .....	3
2.2.1 M3 核心并内嵌闪存和 SRAM .....	3
2.2.2 内置闪存存储器 .....	3
2.2.3 CRC(循环冗余校验)计算单元 .....	3
2.2.4 内置 SRAM .....	3
2.2.5 FSMC(可配置的静态存储器控制器) .....	4
2.2.6 LCD 并行接口 .....	4
2.2.7 嵌套的向量式中断控制器(NVIC) .....	4
2.2.8 外部中断/事件控制器(EXTI) .....	4
2.2.9 时钟和启动 .....	5
2.2.10 自举模式 .....	5
2.2.11 供电方案 .....	5
2.2.12 供电监控器 .....	5
2.2.13 电压调压器 .....	5
2.2.14 低功耗模式 .....	6
2.2.15 DMA .....	6
2.2.16 RTC(实时时钟)和后备寄存器 .....	7
2.2.17 定时器和看门狗 .....	7
2.2.18 I2C 总线 .....	9
2.2.19 通用同步/异步收发器(USART) .....	9
2.2.20 串行外设接口(SPI) .....	9
2.2.21 PS(芯片互联音频)接口 .....	9
2.2.22 SDIO .....	9
2.2.23 控制器区域网络(CAN) .....	10
2.2.24 通用串行总线(USB) .....	10
2.2.25 通用输入输出接口(GPIO) .....	10
2.2.26 ADC(模拟/数字转换器) .....	10
2.2.27 DAC(数字至模拟信号转换器) .....	11
2.2.28 温度传感器 .....	11

2.2.29	串行单线 JTAG 调试口(SWJ-DP).....	11
2.2.30	内嵌跟踪模块(ETM).....	11
3.	引脚定义.....	14
4.	存储器映像.....	27
5.	电气特性.....	29
5.1	测试条件.....	29
5.1.1	最小和最大数值.....	29
5.1.2	典型数值.....	29
5.1.3	典型曲线.....	29
5.1.4	负载电容.....	29
5.1.5	引脚输入电压.....	30
5.1.6	供电方案.....	30
5.1.7	电流消耗测量.....	31
5.2	绝对最大额定值.....	31
5.3	工作条件.....	32
5.3.1	通用工作条件.....	32
5.3.2	上电和掉电时的工作条件.....	33
5.3.3	内嵌复位和电源控制模块特性.....	33
5.3.4	内置的参照电压.....	34
5.3.5	供电电流特性.....	34
5.3.6	外部时钟源特性.....	39
5.3.7	内部时钟源特性.....	43
5.3.8	PLL 特性.....	44
5.3.9	储存器特性.....	44
5.3.10	FSMC 特性.....	45
5.3.11	EMC 特性.....	64
5.3.12	绝对最大值(电气敏感性).....	65
5.3.13	I/O 端口特性.....	66
5.3.14	NRST 引脚特性.....	68
5.3.15	TIM 定时器特性.....	69
5.3.16	通信接口.....	69

5.3.17	CAN(控制器局域网)接口 .....	79
5.3.18	12 位 ADC 特性 .....	79
5.3.19	DAC 电气参数 .....	83
5.3.20	温度传感器特性 .....	84
6.	封装特性 .....	85
6.1	封装机械数据 .....	85
6.2	热特性 .....	89
6.2.1	参考文档 .....	89
6.2.2	选择产品的温度范围 .....	89
7.	型号命名 .....	92
8.	版本历史 .....	93

CKS 版权所有

## 1. 介绍

本文给出了中科芯 CKS32F103xC 增强型 MCU 产品的器件特性。  
CKS32F103xC 数据手册，必须结合其相关参考手册一起阅读。

CKS 版权所有

## 2. 规格说明

CKS32F103xC 增强型 MCU 系列使用高性能的 M3 32 位的 RISC 内核，工作频率为 144MHz，内置高速存储器(高达 512K 字节的闪存和 96K 字节的 SRAM)，丰富的增强 I/O 端口和联接到两条 APB 总线的外设。其中包含 3 个 12 位 ADC、4 个通用 16 位定时器和 2 个 PWM 定时器，此外，还包含标准和先进的通信接口：多达 2 个 I<sup>2</sup>C 接口和 3 个 SPI 接口、2 个 I<sup>2</sup>S、1 个 SDIO、5 个 USART 接口、1 个 USB 接口和 1 个 CAN 接口。

CKS32F103xC 增强型 MCU 系列产品供电电压为 2.0V 至 3.6V, -40°C 至 +105°C 的工作温度范围，一系列的省电模式保证低功耗应用的要求。

CKS32F103xC 增强型系列产品提供包括从 48 脚至 144 脚的 4 种不同封装形式；根据不同的封装形式，器件中的外设配置不尽相同。下面给出了该系列产品中所有外设的基本介绍。

这些丰富的外设配置，使得 CKS32F103xC 增强型系列微控制器可使用于多种应用场合：

- 电机驱动和应用控制
- 医疗和手持设备
- PC 游戏外设和 GPS 平台
- 工业应用：可编程控制器(PLC)、变频器、打印机和扫描仪
- 警报系统、视频对讲和暖气通风空调系统等

### 2.1 系列之间的全兼容性

CKS32F103xx 是一个完整的系列，其成员之间是完全地脚对脚兼容，软件和功能上也兼容。在参考手册中，CKS32F103x8 和 CKS32F103xB 被归为中等容量产品，CKS32F103xC 被归为大容量产品。

大容量产品是中等容量产品(CKS32F103x8/B)的延伸，分别在对应的数据手册中介绍：CKS32F103xC 数据手册。而大容量的产品则具有较大的闪存存储器、RAM 空间和更多的片上外设，如 SDIO、FSMC、I<sup>2</sup>S 和 DAC 等，同时保持与其它同系列的产品兼容。

CKS32F103xC 可直接替换中等容量的 CKS32F103x8/B 产品，为用户在产品开发中尝试使用不同的存储容量提供了更大的自由度。

表 1 CKS32F103xx 系列

引脚	中等容量产品		大容量产品		
	64KB Flash	128KB Flash	256KB Flash	384KB Flash	512KB Flash
	20KB RAM	20KB RAM	48KB RAM	64KB RAM	96KB RAM
144	3 个 USART 3 个 16 位定时器 2 个 SPI, 2 个 I2C, USB, CAN, 1 个 PWM 定时器 2 个 ADC		6 个 USART		
100			4 个 16 位定时器, 2 个基本定时器		
64			3 个 SPI, 2 个 I2S, 2 个 I2C, USB, CAN, 2 个 PWM 定时器		
48			3 个 ADC, 2 个 DAC, 1 个 SDIO, 1 个 FSMC(100 和 144 脚封装 <sup>(1)</sup> )		

1. 100 脚封装的产品中没有端口 F 和端口 G.

## 2.2 概述

### 2.2.1 M3 核心并内嵌闪存和 SRAM

M3 处理器是最新一代的嵌入式处理器，它为实现 MCU 的需要提供了低成本的平台、缩减的引脚数目以及降低的系统功耗，同时提供卓越的计算性能和先进的中断系统响应。

M3 是 32 位的 RISC 处理器，提供额外的代码效率，在通常 8 和 16 位系统的存储空间上发挥了内核的高性能。

CKS32F103xC、CKS32F103xD 和 CKS32F103xE 增强型系列拥有内置的 32 位核心，因此它与所有的 32 位工具和软件兼容。图 1 是该系列产品的功能框图。

### 2.2.2 内置闪存存储器

512K 字节的内置闪存存储器，用于存放程序和数据。

### 2.2.3 CRC(循环冗余校验)计算单元

CRC(循环冗余校验)计算单元使用一个固定的多项式发生器，从一个 32 位的数据字产生一个 CRC 码。在众多的应用中，基于 CRC 的技术被用于验证数据传输或存储的一致性。在 EN/IEC 60335-1 标准的范围内，它提供了一种检测闪存存储器错误的手段，CRC 计算单元可以用于实时地计算软件的签名，并与在链接和生成该软件时产生的签名对比。

### 2.2.4 内置 SRAM

96K 字节的内置 SRAM，CPU 能以 0 等待周期访问(读/写)。

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE



### 2.2.5 FSMC(可配置的静态存储器控制器)

CKS32F103xC、CKS32F103xD 和 CKS32F103xE 增强型系列集成了 FSMC 模块。它具有 4 个片选输出，支持 PC 卡/CF 卡、SRAM、PSRAM、NOR 和 NAND。

功能介绍：

- 三个FSMC中断源，经过逻辑或连到NVIC单元；
- 写入FIFO；
- 代码可以在除NAND闪存和PC卡外的片外存储器运行；
- 目标频率 $f_{CLK}$ 为HCLK/2，即当系统时钟为144MHz时，外部访问是基于72MHz时钟；系统时钟为48MHz时，外部访问是基于24MHz时钟。

### 2.2.6 LCD 并行接口

FSMC 可以配置成与多数图形 LCD 控制器的无缝连接，它支持 Intel 8080 和 Motorola 6800 的模式，并能够灵活地与特定的 LCD 接口。使用这个 LCD 并行接口可以很方便地构建简易的图形应用环境，或使用专用加速控制器的高性能方案。

### 2.2.7 嵌套的向量式中断控制器(NVIC)

CKS32F103xC、CKS32F103xD 和 CKS32F103xE 增强型产品内置嵌套的向量式中断控制器，能够处理多达 60 个可屏蔽中断通道(不包括 16 个 M3 的中断线)和 16 个优先级。

- 紧耦合的 NVIC 能够达到低延迟的中断响应处理
- 中断向量入口地址直接进入内核
- 紧耦合的 NVIC 接口
- 允许中断的早期处理
- 处理晚到的较高优先级中断
- 支持中断尾部链接功能
- 自动保存处理器状态
- 中断返回时自动恢复，无需额外指令开销

该模块以最小的中断延迟提供灵活的中断管理功能。

### 2.2.8 外部中断/事件控制器(EXTI)

外部中断/事件控制器包含19个边沿检测器，用于产生中断/事件请求。每个中断线都可以独立地配置它的触发事件(上升沿或下降沿或双边沿)，并能够单独地被屏蔽；由一个挂起的寄存器维持所有中断请求的状态。EXTI可以检测到宽度小于内部APB2的时钟周期的脉冲。多达112个通用I/O口连接到16个外部中断线。

## 2.2.9 时钟和启动

系统时钟的选择是在启动时进行，复位时内部 8MHz 的 RC 振荡器被选为默认的 CPU 时钟，随后可以选择外部且具失效监控的 4~16MHz 时钟；当检测到外部时钟失效时，它将被隔离，系统将自动地切换到内部的 RC 振荡器，如果使能中断，软件可以接收到相应的中断。同样，在需要时可以采取对 PLL 时钟完全的中断管理(如当一个期间使用的外部振荡器失效时)。

多个预分频器用于配置 AHB 的频率、高速 APB(APB2)和低速 APB(APB1)区域。AHB 和高速 APB 的最高频率是 144MHz，低速 APB 的最高频率为 72MHz。参考图 2 所示的时钟驱动框图。

### 2.2.10 自举模式

在启动时，通过自举引脚可以选择三种自举模式中的一种：

- 从程序闪存存储器自举
- 从系统存储器自举
- 从内部 SRAM 自举

自举加载程序(Bootloader)存放于系统存储器中，可以通过 USART1 对闪存重新编程。

### 2.2.11 供电方案

- $V_{DD} = 2.0 \sim 3.6V$ ： $V_{DD}$  引脚为 I/O 引脚和内部调压器供电。
- $V_{SSA}$ ,  $V_{DDA} = 2.0 \sim 3.6V$ ：为 ADC、DAC、复位模块、RC 振荡器和 PLL 的模拟部分提供供电。使用 ADC 或 DAC 时， $V_{DDA}$  不得小于 2.4V。 $V_{DDA}$  和  $V_{SSA}$  必须分别连接到  $V_{DD}$  和  $V_{SS}$ 。
- $V_{BAT} = 1.8 \sim 3.6V$ ：当关闭  $V_{DD}$  时，(通过内部电源切换器)为 RTC、外部 32kHz 振荡器和后备寄存器供电。

关于如何连接电源引脚的详细信息，参见图 10 供电方案。

### 2.2.12 供电监控器

本产品内部集成了上电复位(POR)/掉电复位(PDR)电路，该电路始终处于工作状态，保证系统在供电超过 2V 时工作；当  $V_{DD}$  低于设定的阈值( $V_{POR/PDR}$ )时，置器件于复位状态，而不必使用外部复位电路。器件中还有一个可编程电压监测器(PVD)，它监视  $V_{DD}/V_{DDA}$  供电并与阈值  $V_{PVD}$  比较，当  $V_{DD}$  低于或高于阈值  $V_{PVD}$  时产生中断，中断处理程序可以发出警告信息或将微控制器转入安全模式。PVD 功能需要通过程序开启。关于  $V_{POR/PDR}$  和  $V_{PVD}$  的值参考表 10。

### 2.2.13 电压调压器

调压器有三个操作模式：主模式(MR)、低功耗模式(LPR)和关断模式

- 主模式(MR)用于正常的运行操作
- 低功耗模式(LPR)用于 CPU 的停机模式
- 关断模式用于 CPU 的待机模式：调压器的输出为高阻状态，内核电路的供电切断，调压器处于零消耗状态(但寄存器和 SRAM 的内容将丢失)

该调压器在复位后始终处于工作状态，在待机模式下关闭。

## 2.2.14 低功耗模式

CKS32F103xC 增强型产品支持三种低功耗模式，可以在要求低功耗、短启动时间和多种唤醒事件之间达到最佳的平衡。

### ● 睡眠模式

在睡眠模式，只有 MCU 停止，所有外设处于工作状态并可在发生中断/事件时唤醒 CPU。

### ● 停机模式

在保持 SRAM 和寄存器内容不丢失的情况下，停机模式可以达到最低的电能消耗。在停机模式下，停止所有内部 1.8V 部分的供电，PLL、HSI 的 RC 振荡器和 HSE 晶体振荡器被关闭，调压器可以被置于普通模式或低功耗模式。

可以通过任一配置成 EXTI 的信号把微控制器从停机模式中唤醒，EXTI 信号可以是 16 个外部 I/O 口之一、PVD 的输出、RTC 闹钟或 USB 的唤醒信号。

### ● 待机模式

在待机模式下可以达到最低的电能消耗。内部的电压调压器被关闭，因此所有内部 1.8V 部分的供电被切断；PLL、HSI 的 RC 振荡器和 HSE 晶体振荡器也被关闭；进入待机模式后，SRAM 和寄存器的内容将消失，但后备寄存器的内容仍然保留，待机电路仍工作。

从待机模式退出的条件是：NRST 上的外部复位信号、IWDG 复位、WKUP 引脚上的一个上升边沿或 RTC 的闹钟发生时。

*注：在进入停机或待机模式时，RTC、IWDG 及其相应的时钟不会被停止。*

## 2.2.15 DMA

灵活的 12 路通用 DMA(DMA1 有 7 路，DMA2 有 5 路)可以管理存储器到存储器、设备到存储器和存储器到设备的数据传输；2 个 DMA 控制器支持环形缓冲区的管理，避免了控制器传输到达缓冲区结尾时所产生的中断。

每个通道都有专门的硬件 DMA 请求逻辑，同时可以由软件触发每个通道；传输的长度、传输的源地址和目标地址都可以通过软件单独设置。

DMA 可以用于主要的外设：SPI、I<sup>2</sup>C、USART 以及通用、基本和高级控制定时器 TIMx、DAC、I<sup>2</sup>S、SDIO 和 ADC。

## 2.2.16 RTC(实时时钟)和后备寄存器

RTC 和后备寄存器通过一个开关供电，在  $V_{DD}$  有效时该开关选择  $V_{DD}$  供电，否则由  $V_{BAT}$  引脚供电。后备寄存器(42 个 16 位的寄存器)可以用于在关闭  $V_{DD}$  时，保存 84 个字节的用户应用数据。RTC 和后备寄存器不会被系统或电源复位源复位；当从待机模式唤醒时，也不会被复位。

实时时钟具有一组连续运行的计数器，可以通过适当的软件提供日历时钟功能，还具有闹钟中断和阶段性中断功能。RTC 的驱动时钟可以是一个使用外部晶体的 32.768kHz 的振荡器、内部低功耗 RC 振荡器或高速的外部时钟经 128 分频。内部低功耗 RC 振荡器的典型频率为 40kHz。为补偿天然晶体的偏差，可以通过输出一个 512Hz 的信号对 RTC 的时钟进行校准。RTC 具有一个 32 位的可编程计数器，使用比较寄存器可以进行长时间的测量。有一个 20 位的预分频器用于时基时钟，默认情况下时钟为 32.768kHz 时，它将产生一个 1 秒长的时间基准。

## 2.2.17 定时器和看门狗

CKS32F103xx 增强型系列产品包含 2 个高级控制定时器、10 个普通定时器，2 个基础定时器，以及 2 个看门狗定时器和 1 个系统定时器。

下表比较了高级控制定时器、普通定时器和基本定时器的功能：

表 2 定时器功能比较

定时器	计数器分辨率	计数器类型	预分频系数	产生 DMA 请求	捕获/比较通道	互补输出
TIM1 TIM8	16 位	向上，向下， 向上/下	1~65536 之间的 任意整数	可以	4	有
TIM2 TIM3 TIM4 TIM5	16 位	向上，向下， 向上/下	1~65536 之间的 任意整数	可以	4	没有
TIM6 TIM7	16 位	向上	1~65536 之间的 任意整数	可以	0	没有
TIM9	16 位	向上	1~65536 之间的 任意整数	不可以	2	没有
TIM10, TIM11	16 位	向上	1~65536 之间的 任意整数	不可以	1	没有
TIM12	16 位	向上	1~65536 之间的 任意整数	不可以	2	没有
TIM13, TIM14	16 位	向上	1~65536 之间的 任意整数	不可以	1	没有

### 高级控制定时器(TIM1 和 TIM8)

高级控制定时器(TIM1 和 TIM8)可以被看成是分配到 6 个通道的三相 PWM 发生器，它具有带死区插入的互补 PWM 输出，还可以被当成完整的通用定时器。4 个独立的通道可以用于：

- 输入捕获

- 输出比较
- 产生 PWM(边缘或中心对齐模式)
- 单脉冲输出

配置为 16 位标准定时器时，它与 TIMx 定时器具有相同的功能。配置为 16 位 PWM 发生器时，它具有全调制能力(0~100%)。

在调试模式下，计数器可以被冻结，同时 PWM 输出被禁止，从而切断由这些输出所控制的开关。

很多功能都与标准的 TIM 定时器相同，内部结构也相同，因此高级控制定时器可以通过定时器链接功能与 TIM 定时器协同操作，提供同步或事件链接功能。

## 通用定时器(TIMx)

- TIM2、TIM3、TIM4 和 TIM5

包含 4 个全功能通用定时器：TIM2、TIM5、TIM3 和 TIM4。TIM2 和 TIM5 定时器基于 32 位自动重载递增/递减计数器和 16 位预分频器。TIM3 和 TIM4 定时器基于 16 位自动重载递增/递减计数器和 16 位预分频器。它们都具有 4 个独立通道，可用于输入捕捉/输出比较、PWM 或单脉冲模式输出。在最大的封装中，可提供多达 16 个输入捕捉/输出比较/PWM。TIM2、TIM3、TIM4 和 TIM5 通用定时器可协同工作，也可以通过定时器链接功能与其它通用定时器和高级控制定时器 TIM1 和 TIM8 协同工作，提供同步或事件链接功能。任何通用定时器都可用于产生 PWM 输出。TIM2、TIM3、TIM4 和 TIM5 都有独立的 DMA 请求生成机制。这些定时器能够处理正交（增量）编码器信号，也能处理 1 到 4 个霍尔效应传感器的数字输出。

- TIM9、TIM10、TIM11、TIM12、TIM13 和 TIM14

这些定时器基于 16 位自动重载递增计数器和 16 位预分频器。TIM10、TIM11、TIM13 和 TIM14 具有一个独立通道，而 TIM9 和 TIM12 具有两个独立通道，可用于输入捕捉/输出比较、PWM 或单脉冲模式输出。这些定时器可以与 TIM2、TIM3、TIM4 和 TIM5 全功能通用定时器同步。它们还可用作简单的时基。

## 基本定时器 TIM6 和 TIM7

这2个定时器主要是用于产生DAC触发信号，也可当成通用的16位时基计数器。

## 独立看门狗

独立看门狗是基于一个 12 位的递减计数器和一个 8 位的预分频器，它由一个内部独立的 40kHz 的 RC 振荡器提供时钟；因为这个 RC 振荡器独立于主时钟，所以它可运行于停机模式和待机模式。它可以被当成看门狗用于在发生问题时复位整个系统，或作为一个自由定时器为应用程序提供超时管理。通过选项字节可以配置成是软件或硬件启动看门狗。在调试模式下，计数器可以被冻结。

## 窗口看门狗

窗口看门狗含有一个 7 位的可配置为自由运行的递减计数器。当作用于看门狗时，可在发生问题时复位整个系统。它由主时钟驱动，具有早期预警中断功能；在调试模式下，计数器可以被冻结。

## 系统时基定时器

这个定时器可专用于实时操作系统，也可当成一个标准的递减计数器。它具有下述特性：

- 24 位的递减计数器
- 自动重加载功能

- 当计数器为 0 时能产生一个可屏蔽系统中断
- 可编程时钟源

## 2.2.18 I2C 总线

多达 2 个 I<sup>2</sup>C 总线接口，能够工作于多主模式或从模式，支持标准模式和快速模式。

I<sup>2</sup>C 接口支持 7 位或 10 位寻址，7 位从模式支持双从地址寻址。内置硬件 CRC 发生器/校验器。

该接口可使用 DMA 操作并支持 SMBus 总线 2.0 版/PMBus 总线。

## 2.2.19 通用同步/异步收发器(USART)

CKS32F103x、CKS32F103xD和CKS32F103xE增强型系列产品中，内置了4个通用同步/异步收发器(USART1、USART2、USART3和USART6)，和2个通用异步收发器(UART4和UART5)。

这6个接口提供异步通信、支持IrDA SIR ENDEC传输编解码、多处理器通信模式、单线半双工通信模式和LIN主/从功能。

USART1接口通信速率可达4.5兆位/秒，其他接口的通信速率可达2.25兆位/秒。

USART1、USART2和USART3接口具有硬件的CTS和RTS信号管理、兼容ISO7816的智能卡模式和类SPI通信模式，除了UART5之外所有其他接口都可以使用DMA操作。

## 2.2.20 串行外设接口(SPI)

多达 3 个 SPI 接口，可配置为从模式或主模式，全双工和半双工的通信速率可达 18 Mb/s。3 位预分频器可产生 8 种主模式频率，可配置成 8 位或 16 位的数据帧格式。硬件 CRC 产生/校验支持基本的 SD 卡和 MMC 模式。

所有的 SPI 接口都可以使用 DMA 操作。

## 2.2.21 I<sup>2</sup>S(芯片互联音频)接口

2个标准的I<sup>2</sup>S接口(与SPI2和SPI3复用)可以工作于主或从模式，这2个接口可以配置为16位或32位传输，亦可配置为输入或输出通道，支持音频采样频率从8kHz到48kHz。当任一个或两个I<sup>2</sup>S接口配置为主模式，它的主时钟可以以256倍采样频率输出给外部的DAC或CODEC(解码器)。

## 2.2.22 SDIO

SD/SDIO/MMC主机接口可以支持MMC卡系统规范4.2版中的3个不同的数据总线模式：1位(默认)、4位和8位。在8位模式下，该接口可以使数据传输速率达到48MHz，该接口兼容SD存储卡规范2.0版。

SDIO存储卡规范2.0版支持两种数据总线模式：1位(默认)和4位。

目前的芯片版本只能一次支持一个SD/SDIO/MMC 4.2版的卡，但可以同时支持多个MMC 4.1版或之前



版本的卡。

除了SD/SDIO/MMC，这个接口完全与CE-ATA数字协议版本1.1兼容。

### 2.2.23 控制器区域网络(CAN)

CAN 接口兼容规范 2.0A 和 2.0B(主动)，位速率高达 1 Mb/s。它可以接收和发送 11 位标识符的标准帧，也可以接收和发送 29 位标识符的扩展帧。具有 3 个发送邮箱和 2 个接收 FIFO，3 级 14 个可调节的滤波器。

### 2.2.24 通用串行总线(USB)

CKS32F103xC 增强型系列产品，内嵌一个兼容全速 USB 的设备控制器，遵循全速 USB 设备(12 Mb/s)标准，端点可由软件配置，具有待机/唤醒功能。USB 专用的 48MHz 时钟由内部主 PLL 直接产生(时钟源必须是一个 HSE 晶体振荡器)。

### 2.2.25 通用输入输出接口(GPIO)

每个 GPIO 引脚都可以由软件配置成输出(推挽或开漏)、输入(上拉或下拉或浮空)或复用的外设功能端口。多数 GPIO 引脚都与数字或模拟的复用外设共用。除了具有模拟输入功能，所有的 GPIO 引脚都允许大电流通过。

在需要的情况下，I/O 引脚的外设功能可以通过一个特定的操作锁定，以避免对 I/O 寄存器的意外写入操作。

### 2.2.26 ADC(模拟/数字转换器)

CKS32F103xC 增强型产品内嵌 3 个 12 位的模拟/数字转换器(ADC)，每个 ADC 共用多达 21 个外部通道，可以实现单次转换或扫描模式转换。在扫描模式下，自动进行在选定的一组模拟输入引脚上的转换。

ADC 接口上的其它逻辑功能包括：

- 同步的采样和保持
- 交叉的采样和保持
- 单次采样

ADC 可以使用 DMA 操作。

模拟看门狗能够非常精准地监视一路、多路或所有选中的通道，当被监视的信号超出预置的阈值时，模拟看门狗将产生中断。

由标准定时器(TIMx)和高级控制定时器(TIM1 和 TIM8)产生的事件，可以分别内部级联到 ADC 的开始触发和注入触发，应用程序能使 AD 转换与时钟同步。

### 2.2.27 DAC(数字至模拟信号转换器)

两个12位带缓冲的DAC通道可以用于转换2路数字信号成为2路模拟电压信号并输出。这项功能内部是通过集成的电阻串和反向的放大器实现。

这个双数字接口支持下述功能：

- 两个DAC转换器：各有一个输出通道
- 8位或12位单调输出
- 12位模式下的左右数据对齐
- 同步更新功能
- 产生噪声波
- 产生三角波
- 双DAC通道独立或同步转换
- 每个通道都可使用DMA功能
- 外部触发进行转换
- 输入参考电压 $V_{REF+}$

CKS32F103xC、CKS32F103xD和CKS32F103xE增强型产品中有8个触发DAC转换的输入。DAC通道可以由定时器的更新输出触发，更新输出也可连接到不同的DMA通道。

### 2.2.28 温度传感器

温度传感器产生一个随温度线性变化的电压，转换范围在  $2V < V_{DDA} < 3.6V$  之间。温度传感器在内部被连接到 ADC12\_IN16 的输入通道上，用于将传感器的输出转换到数字数值。

### 2.2.29 串行单线 JTAG 调试口(SWJ-DP)

内嵌 SWJ-DP 接口，这是一个结合了 JTAG 和串行单线调试的接口，可以实现串行单线调试接口或 JTAG 接口的连接。JTAG 的 TMS 和 TCK 信号分别与 SWDIO 和 SWCLK 共用引脚，TMS 脚上的一个特殊的信号序列用于在 JTAG-DP 和 SW-DP 间切换。

### 2.2.30 内嵌跟踪模块(ETM)

使用嵌入式跟踪微单元(ETM)，CKS32F10xxx通过很少的ETM引脚连接到外部跟踪端口分析(TPA)设备，从CPU核心中以高速输出压缩的数据流，为开发人员提供了清晰的指令运行与数据流动的信息。TPA设备可以通过USB、以太网或其它高速通道连接到调试主机，实时的指令和数据流向能够被调试主机上的调试软件记录下来，并按需要的格式显示出来。TPA硬件可以从开发工具供应商处购得，并能与第三方的调试软件兼容。



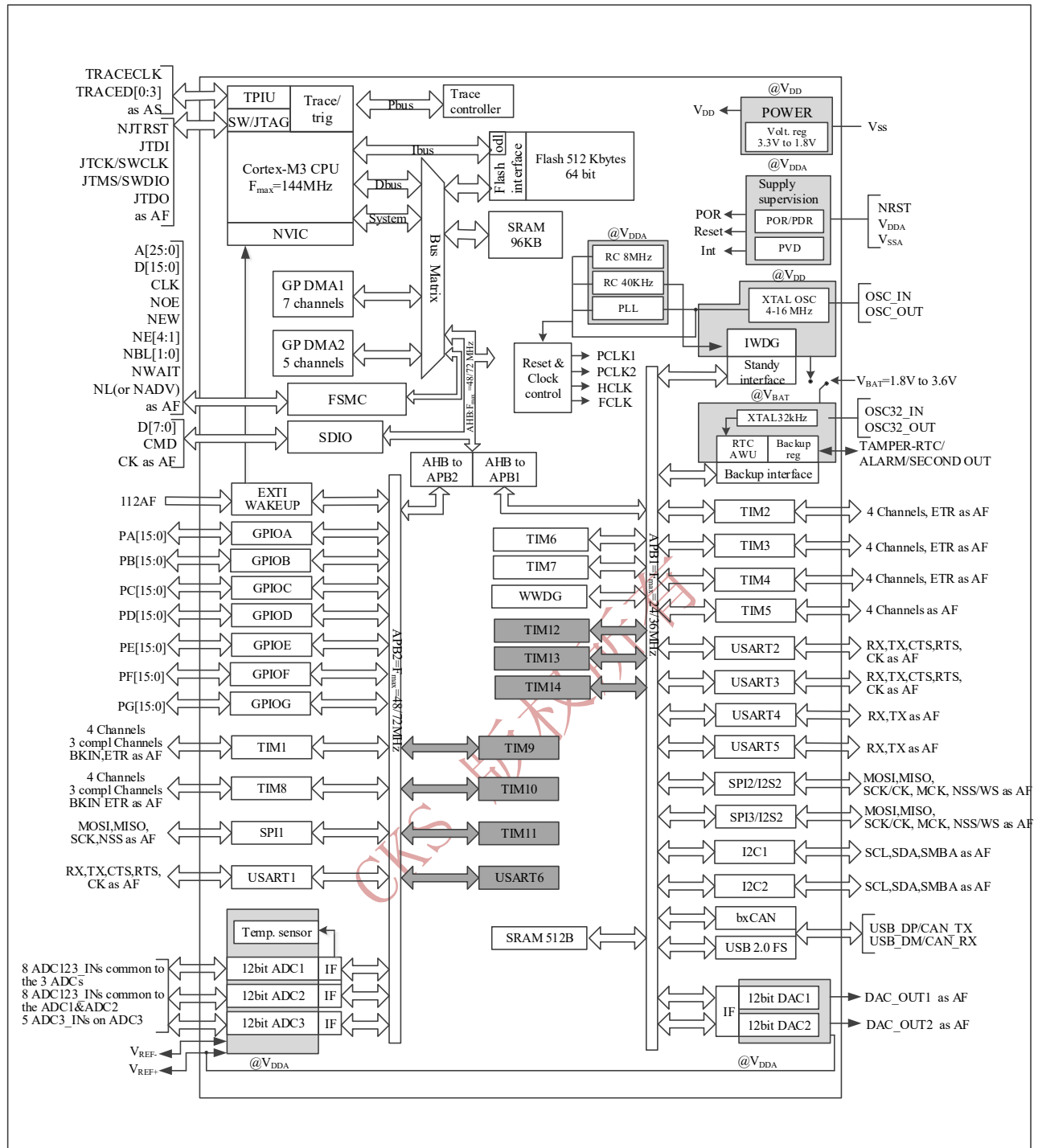


图 1 系统模块框图

- 1.工作温度：-40℃ 至+85℃ 或-40℃ 至+105℃，结温分别达 105℃ 或 125℃。
2. AF：可作为外设功能脚的 I/O 端口

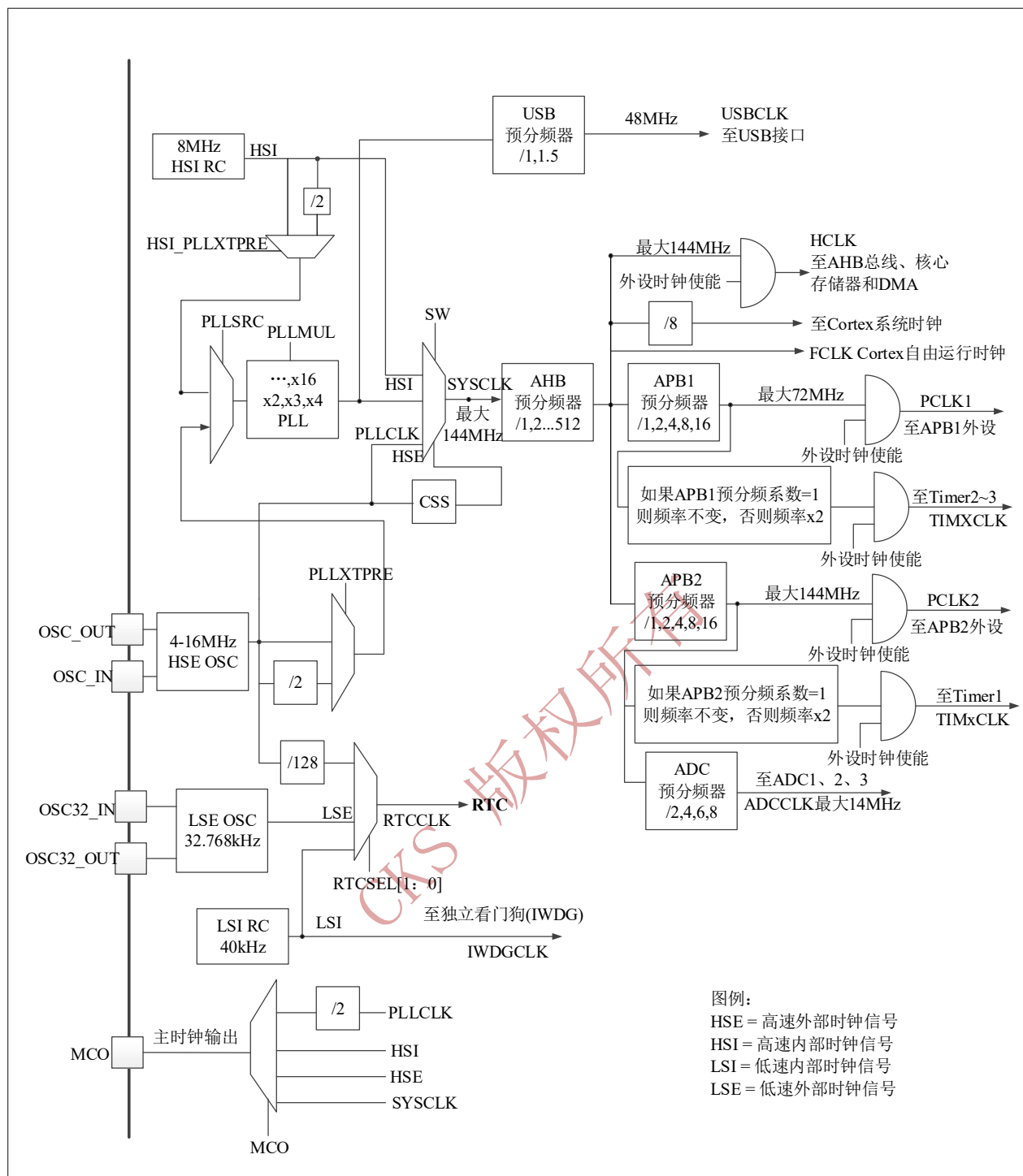


图 2 时钟树

1. 当 HSI 作为 PLL 时钟的输入时，最高的系统时钟频率可以达到 144MHz。
2. 当使用 USB 功能时，必须同时使用 HSE 和 PLL，USBCLK 在 48MHz。
3. 当需要 ADC 采样时间为 1 $\mu$ s 时，APB2 必须设置在 14MHz、28MHz 或 56MHz。

### 3. 引脚定义

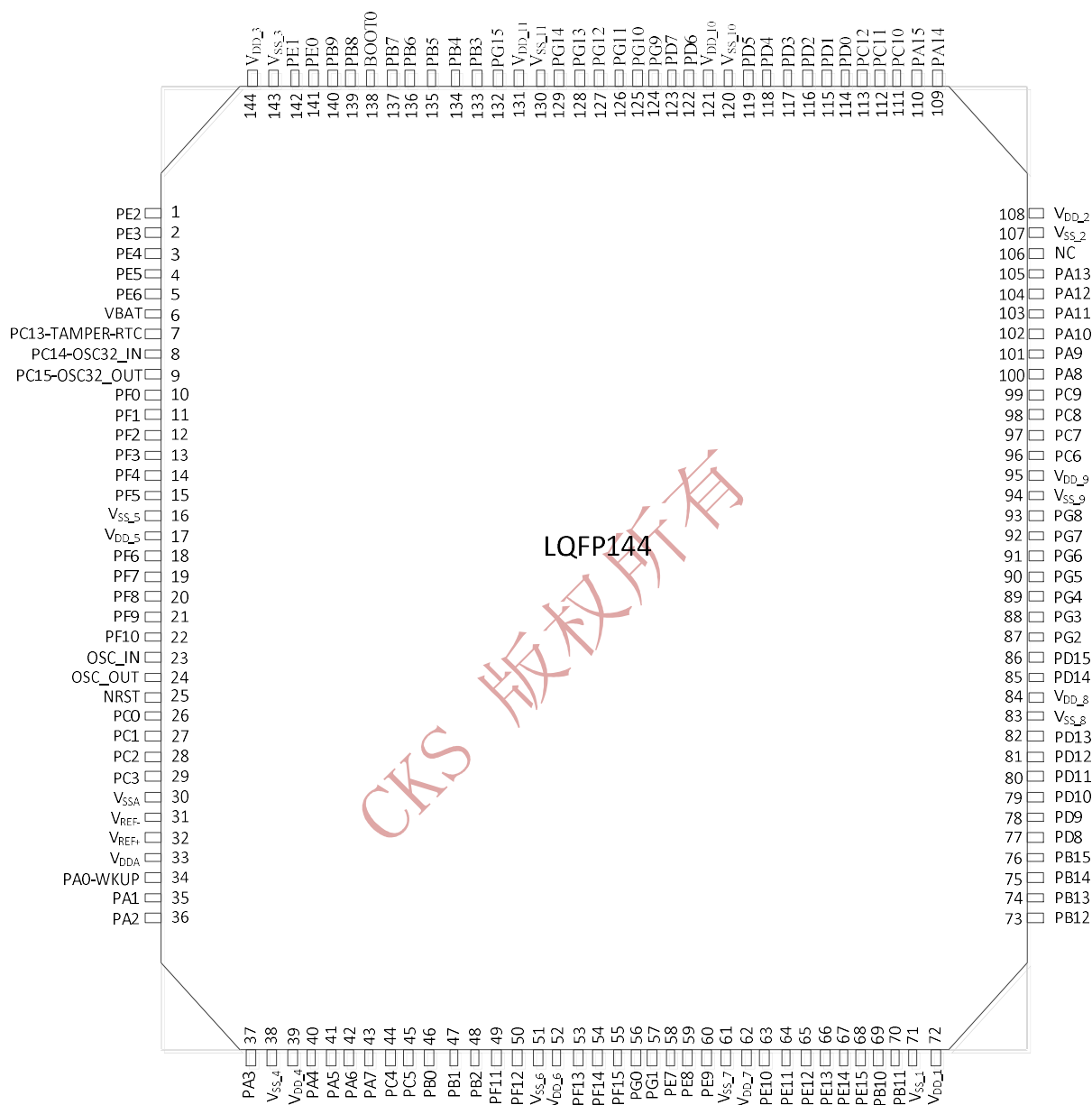


图 3 CKS32F103xx 增强型 LQFP144 引脚分布

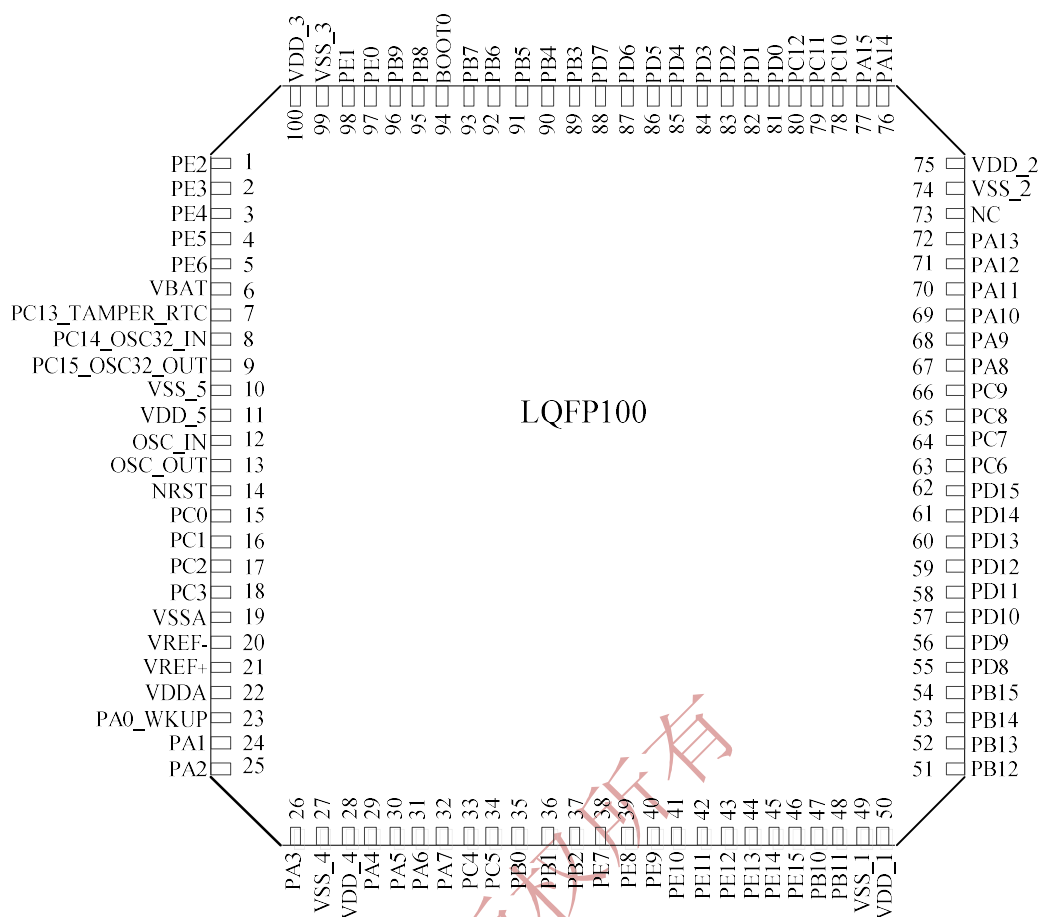


图 4 CKS32F103xx 增强型 LQFP100 引脚分布

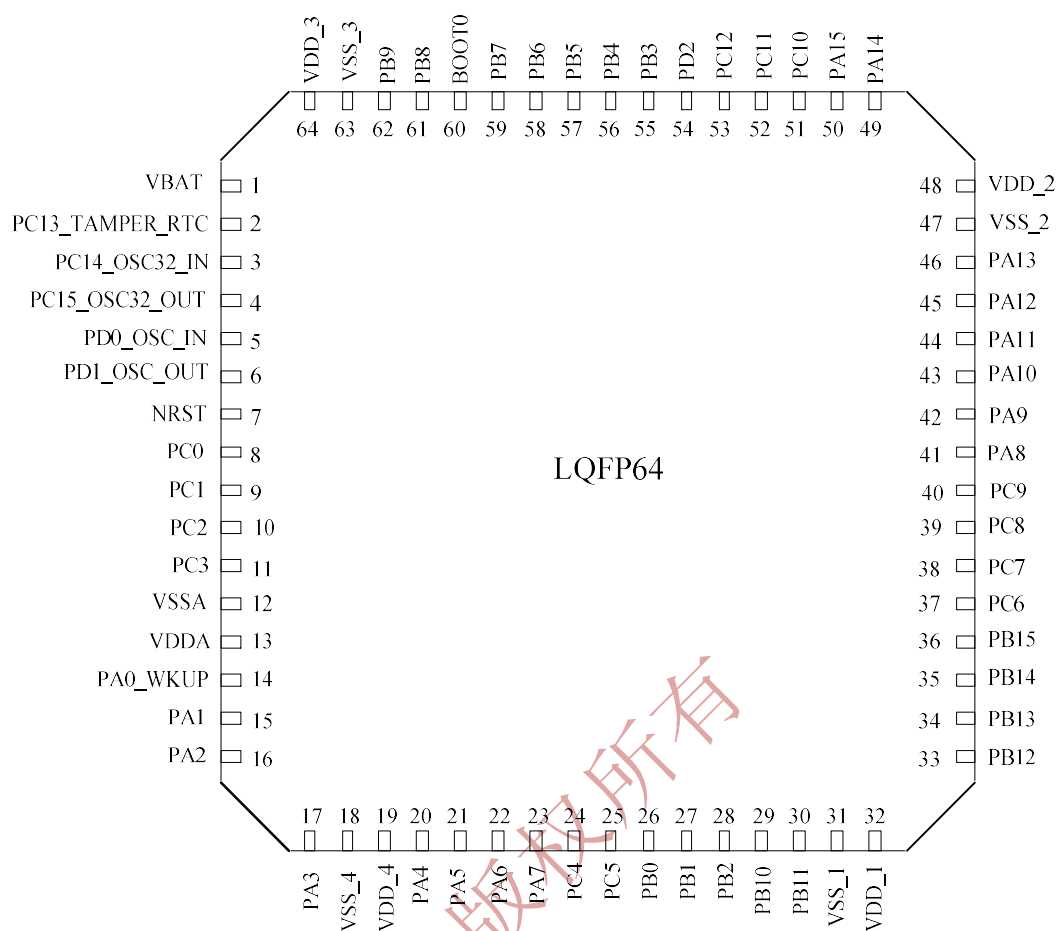


图 5 CKS32F103xx 增强型 LQFP64 引脚分布

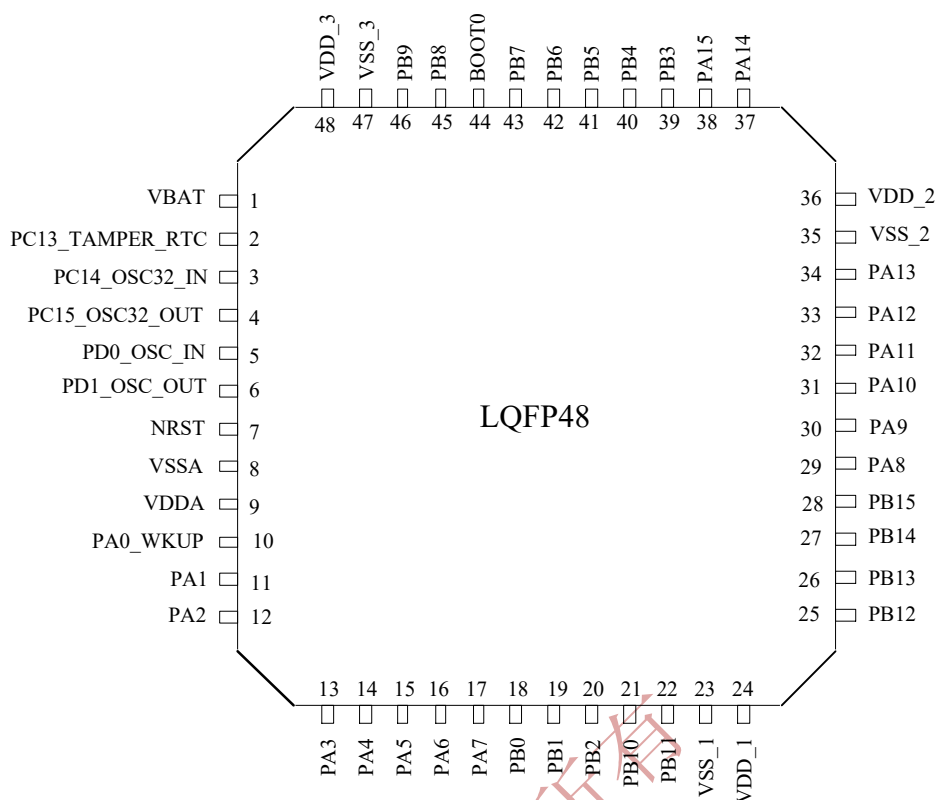


图 6 CKS32F103xx 增强型 LQFP48 引脚分布

表 3 CKS32F103xx 引脚定义

引脚编号				引脚名称	类型 <sup>(1)</sup>	I/O 电平 <sup>(2)</sup>	主功能 <sup>(3)</sup> (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
-	-	1	1	PE2	I/O	FT	PE2	TRACECK /FSMC_A23	
-	-	2	2	PE3	I/O	FT	PE3	TRACED0 /FSMC_A19	
-	-	3	3	PE4	I/O	FT	PE4	TRACED1 /FSMC_A20	
-	-	4	4	PE5	I/O	FT	PE5	TRACED2 /FSMC_A21	TIM9_CH1
-	-	5	5	PE6	I/O	FT	PE6	TRACED3 /FSMC_A22	TIM9_CH2
1	1	6	6	V <sub>BAT</sub>	S		V <sub>BAT</sub>		
2	2	7	7	PC13-TAMPER- RTC <sup>(4)</sup>	I/O		PC13 <sup>(5)</sup>	TAMPER-RTC	
3	3	8	8	PC14-OSC32_IN <sup>(1)</sup>	I/O		PC14 <sup>(5)</sup>	OSC32_IN	

引脚编号				引脚名称	类型 ( $\odot$ )	I/O 电平 <sup>(2)</sup>	主功能 <sup>(3)</sup> (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
				4)					
4	4	9	9	PC15-OSC32_OUT <sup>(4)</sup>	I/O		PC15 <sup>(5)</sup>	OSC32_OUT	
-	-	-	10	PF0	I/O	FT	PF0	FSMC_A0	
-	-	-	11	PF1	I/O	FT	PF1	FSMC_A1	
-	-	-	12	PF2	I/O	FT	PF2	FSMC_A2	
-	-	-	13	PF3	I/O	FT	PF3	FSMC_A3	
-	-	-	14	PF4	I/O	FT	PF4	FSMC_A4	
-	-	-	15	PF5	I/O	FT	PF5	FSMC_A5	
-	-	10	16	V <sub>SS_5</sub>	S		V <sub>SS_5</sub>		
-	-	11	17	V <sub>DD_5</sub>	S		V <sub>DD_5</sub>		
-	-	-	18	PF6	I/O		PF6	ADC3_IN4/ TIM10_CH1/ /FSMC_NIORD	
-	-	-	19	PF7	I/O		PF7	ADC3_IN5/ TIM11_CH1/ /FSMC_NREG	
-	-	-	20	PF8	I/O		PF8	ADC3_IN6/ TIM13_CH/ /FSMC_NIOWR	
-	-	-	21	PF9	I/O		PF9	ADC3_IN7/ TIM14_CH1/ /FSMC_CD	
-	-	-	22	PF10	I/O		PF10	ADC3_IN8/ FSMC_INTR	
5	5	12	23	OSC_IN	I		OSC_IN		
6	6	13	24	OSC_OUT	O		OSC_OUT		
7	7	14	25	NRST	I/O		NRST		
-	8	15	26	PC0	I/O		PC0	ADC123_IN10	
-	9	16	27	PC1	I/O		PC1	ADC123_IN11	
-	10	17	28	PC2	I/O		PC2	ADC123_IN12	
-	11	18	29	PC3	I/O		PC3	ADC123_IN13	
8	12	19	30	V <sub>SSA</sub>	S		V <sub>SSA</sub>		
-	-	20	31	V <sub>REF-</sub>	S		V <sub>REF-</sub>		
-	-	21	32	V <sub>REF+</sub>	S		V <sub>REF+</sub>		
9	13	22	33	V <sub>DDA</sub>	S		V <sub>DDA</sub>		
10	14	23	34	PA0-WKUP	I/O		PA0	WKUP/USART2	

引脚编号				引脚名称	类型(1)	I/O 电平(2)	主功能(3) (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
								_CTS <sup>(6)</sup> /ADC123_IN0/ TIM2_CH1_ETR TIM5_CH1/TIM8_ETR	
11	15	24	35	PA1	I/O		PA1	USART2_RTS <sup>(6)</sup> / ADC123_IN1/ TIM5_CH2/ /TIM2_CH2 <sup>(6)</sup>	
12	16	25	36	PA2	I/O		PA2	USART2_TX <sup>(6)</sup> / TIM9_CH1/ TIM5_CH3/ ADC123_IN2 /TIM2_CH3 <sup>(6)</sup>	
13	17	26	37	PA3	I/O		PA3	USART2_RX <sup>(6)</sup> / TIM9_CH2/ TIM5_CH4/ ADC123_IN3/ TIM2_CH4 <sup>(6)</sup>	
-	18	27	38	V <sub>SS_4</sub>	S		V <sub>SS_4</sub>		
-	19	28	39	V <sub>DD_4</sub>	S		V <sub>DD_4</sub>		
14	20	29	40	PA4	I/O		PA4	SPI1_NSS <sup>(6)</sup> / USART2_CK <sup>(6)</sup> / DAC_OUT1/ ADC12_IN4	
15	21	30	41	PA5	I/O		PA5	SPI1_SCK <sup>(6)</sup> / DAC_OUT2 ADC12_IN5	
16	22	31	42	PA6	I/O		PA6	SPI1_MISO <sup>(6)</sup> / TIM8_BKIN/ ADC12_IN6/ TIM13_CH1/ TIM3_CH1 <sup>(6)</sup>	TIM1_BKIN
17	23	32	43	PA7	I/O		PA7	SPI1_MOSI <sup>(6)</sup> / TIM8_CH1N/ ADC12_IN7/ TIM14_CH1/ TIM3_CH2 <sup>(6)</sup>	TIM1_CHIN



引脚编号				引脚名称	类型 ( $\odot$ )	I/O 电平 <sup>(2)</sup>	主功能 <sup>(3)</sup> (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
-	24	33	44	PC4	I/O		PC4	ADC12_IN14	
-	25	34	45	PC5	I/O		PC5	ADC12_IN15	
18	26	35	46	PB0	I/O		PB0	ADC12_IN8/ TIM3_CH3 TIM8_CH2N	TIM1_CH2N
19	27	36	47	PB1	I/O		PB1	ADC12_IN9/ TIM3_CH4 <sup>(6)</sup> TIM8_CH3N	TIM1_CH3N
20	28	37	48	PB2	I/O	FT	PB2/ BOOT1		
-	-	-	49	PF11	I/O	FT	PF11	FSMC_NIOS16	
-	-	-	50	PF12	I/O	FT	PF12	FSMC_A6	
-	-	-	51	V <sub>SS_6</sub>	S	-	V <sub>SS_6</sub>	-	
-	-	-	52	V <sub>DD_6</sub>	S	-	V <sub>DD_6</sub>	-	
-	-	-	53	PF13	I/O	FT	PF13	FSMC_A7	
-	-	-	54	PF14	I/O	FT	PF14	FSMC_A8	
-	-	-	55	PF15	I/O	FT	PF15	FSMC_A9	
-	-	-	56	PG0	I/O	FT	PG0	FSMC_A10	
-	-	-	57	PG1	I/O	FT	PG1	FSMC_A11	
-	-	38	58	PE7	I/O	FT	PE7	FSMC_D4	TIM1_ETR
-	-	39	59	PE8	I/O	FT	PE8	FSMC_D5	TIM1_CH1N
-	-	40	60	PE9	I/O	FT	PE9	FSMC_D6	TIM1_CH1
			61	V <sub>SS_7</sub>	S	-	V <sub>SS_7</sub>	-	-
			62	V <sub>DD_7</sub>	S	-	V <sub>DD_7</sub>	-	-
-	-	41	63	PE10	I/O	FT	PE10	FSMC_D7	TIM1_CH2N
-	-	42	64	PE11	I/O	FT	PE11	FSMC_D8	TIM1_CH2
-	-	43	65	PE12	I/O	FT	PE12	FSMC_D9	TIM1_CH3N
-	-	44	66	PE13	I/O	FT	PE13	FSMC_D10	TIM1_CH3
-	-	45	67	PE14	I/O	FT	PE14	FSMC_D11	TIM1_CH4
-	-	46	68	PE15	I/O	FT	PE15	FSMC_D12	TIM1_BKIN
21	29	47	69	PB10	I/O	FT	PB10	I2C2_SCL/ USART3_TX <sup>(6)</sup>	TIM2_CH3
22	30	48	70	PB11	I/O	FT	PB11	I2C2_SDA/ USART3_RX <sup>(6)</sup>	TIM2_CH4
23	31	49	71	V <sub>SS_1</sub>	S		V <sub>SS_1</sub>		
24	32	50	72	V <sub>DD_1</sub>	S		V <sub>DD_1</sub>		
25	33	51	73	PB12	I/O	FT	PB12	SPI2_NSS/	

引脚编号				引脚名称	类型 ( $\odot$ )	I/O 电平 <sup>(2)</sup>	主功能 <sup>(3)</sup> (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
								I2S2_WS/ I2C2_SMBA/ USART3_CK <sup>(6)</sup> / TIM1_BKIN <sup>(6)</sup>	
26	34	52	74	PB13	I/O	FT	PB13	SPI2_SCK/ I2S2_CK USART3_CTS <sup>(6)</sup> / TIM1_CH1N	
27	35	53	75	PB14	I/O	FT	PB14	SPI2_MISO/ USART3_RTS <sup>(6)</sup> / TIM12_CH1/ TIM1_CH2N	
28	36	54	76	PB15	I/O	FT	PB15	SPI2_MOSI/ I2S2_SD/ TIM12_CH2/ TIM1_CH3N <sup>(6)</sup>	
-	-	55	77	PD8	I/O	FT	PD8	FSMC_D13	USART3_TX
-	-	56	78	PD9	I/O	FT	PD9	FSMC_D14	USART3_RX
-	-	57	79	PD10	I/O	FT	PD10	FSMC_D15	USART3_CK
-	-	58	80	PD11	I/O	FT	PD11	FSMC_A16	USART3_CTS
-	-	59	81	PD12	I/O	FT	PD12	FSMC_A17	TIM4_CH1/ USART3_RTS
-	-	60	82	PD13	I/O	FT	PD13	FSMC_A18	TIM4_CH2
			83	V <sub>SS_8</sub>	S		V <sub>SS_8</sub>	-	
			84	V <sub>DD_8</sub>	S		V <sub>DD_8</sub>	-	
-	-	61	85	PD14	I/O	FT	PD14	FSMC_D0	TIM4_CH3
-	-	62	86	PD15	I/O	FT	PD15	FSMC_D1	TIM4_CH4
			87	PG2	I/O	FT	PG2	FSMC_A12	
			88	PG3	I/O	FT	PG3	FSMC_A13	
			89	PG4	I/O	FT	PG4	FSMC_A14	
			90	PG5	I/O	FT	PG5	FSMC_A15	
			91	PG6	I/O	FT	PG6	FSMC_INT2	
			92	PG7	I/O	FT	PG7	FSMC_INT3	USART6_CK
			93	PG8	I/O	FT	PG8	USART6_RTS	
			94	V <sub>SS_9</sub>	S		V <sub>SS_9</sub>		
			95	V <sub>DD_9</sub>	S		V <sub>DD_9</sub>		
-	37	63	96	PC6	I/O	FT	PC6	I2S2_MCK/ TIM3_CH1	

引脚编号				引脚名称	类型(1)	I/O 电平(2)	主功能(3) (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
								TIM8_CH1/ USART6_TX/ SDIO_D6	
-	38	64	97	PC7	I/O	FT	PC7	I2S3_MCK/ TIM8_CH2/ USART6_RX/ SDIO_D7	TIM3_CH2
-	39	65	98	PC8	I/O	FT	PC8	TIM8_CH3/ USART6_CK/ SDIO_D0	TIM3_CH3
-	40	66	99	PC9	I/O	FT	PC9	TIM8_CH4/ SDIO_D1	TIM3_CH4
29	41	67	100	PA8	I/O	FT	PA8	USART1_CK/ TIM1_CH1(6)/MC O	
30	42	68	101	PA9	I/O	FT	PA9	USART1_TX(6)/ TIM1_CH2(6)	
31	43	69	102	PA10	I/O	FT	PA10	USART1_RX(6)/ TIM1_CH3(6)	
32	44	70	103	PA11	I/O	FT	PA11	USART1_CTS/ USBDM CAN_RX(6)/ TIM1_CH4(6)	
33	45	71	104	PA12	I/O	FT	PA12	USART1_RTS/ USBDP/CAN_T X(6)/TIM1_ETR(6)	
34	46	72	105	PA13	I/O	FT	JTMS/SWDIO		PA13
-	-	73	106	未连接					
35	47	74	107	V <sub>SS_2</sub>	S		V <sub>SS_2</sub>		
36	48	75	108	V <sub>DD_2</sub>	S		V <sub>DD_2</sub>		
37	49	76	109	PA14	I/O	FT	JTCK/ SWCLK		PA14
38	50	77	110	PA15	I/O	FT	JTDI	SPI3_NSS/ I2S3_WS	TIM2_CH1_ETR PA15/SPI1_NSS
-	51	78	111	PC10	I/O	FT	PC10	USART4_TX/ SDIO_D2	USART3_TX
-	52	79	112	PC11	I/O	FT	PC11	USART4_RX/	USART3_RX

引脚编号				引脚名称	类型(1)	I/O 电平(2)	主功能(3) (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
								SDIO_D3	
-	53	80	113	PC12	I/O	FT	PC12	USART5_TX/ SDIO_CK	USART3_CK
-	5	81	114	PD0	I/O	FT	OSC_IN <sup>(8)</sup>	FSMC_D2 <sup>(8)</sup>	CAN_RX
-	6	82	115	PD1	I/O	FT	OSC_OUT <sup>(8)</sup>	FSMC_D3 <sup>(8)</sup>	CAN_TX
-	54	83	116	PD2	I/O	FT	PD2	TIM3_ETR/ USART5_RX/ SDIO_CMD	
-	-	84	117	PD3	I/O	FT	PD3	FSMC_CLK	USART2_CTS
-	-	85	118	PD4	I/O	FT	PD4	FSMC_NOE	USART2_RTS
-	-	86	119	PD5	I/O	FT	PD5	FSMC_NWE	USART2_TX
-	-	-	120	V <sub>SS_10</sub>	S	-	V <sub>SS_10</sub>		
-	-	-	121	V <sub>DD_10</sub>	S	-	V <sub>DD_10</sub>		
-	-	87	122	PD6	I/O	FT	PD6	FSMC_NWAIT	USART2_RX
-	-	88	123	PD7	I/O	FT	PD7	FSMC_NE1/ FSMC_NCE2	USART2_CK
			124	PG9	I/O	FT	PG9	FSMC_NE2/ FSMC_NCE3	USART6_RX
			125	PG10	I/O	FT	PG10	FSMC_NCE4_1/ FSMC_NE3	
			126	PG11	I/O	FT	PG11	FSMC_NCE4_2	
			127	PG12	I/O	FT	PG12	FSMC_NE4	USART6_RTS
			128	PG13	I/O	FT	PG13	USART6_CTS/ FSMC_A24	
			129	PG14	I/O	FT	PG14	FSMC_A25	USART6_TX
			130	V <sub>SS_11</sub>	S		V <sub>SS_11</sub>	-	
			131	V <sub>DD_11</sub>	S		V <sub>DD_11</sub>	-	
			132	PG15	I/O	FT	PG15	-	USART6_CTS
39	55	89	133	PB3	I/O	FT	JTDO	SPI3_SCK/ I2S3_CK	PB3/TRACESWO/ TIM2_CH2/ SPI1_SCK
40	56	90	134	PB4	I/O	FT	NJTRST	SPI3_MISO	PB4/TIM3_CH1/ SPI1_MISO
41	57	91	135	PB5	I/O		PB5	I2C1_SMBA/ SPI3_MOSI I2S3_SD	TIM3_CH2/ SPI1_MOSI
42	58	92	136	PB6	I/O	FT	PB6	I2C1_SCL <sup>(6)</sup>	USART1_TX

引脚编号				引脚名称	类型 ( $\odot$ )	I/O 电平 <sup>(2)</sup>	主功能 <sup>(3)</sup> (复位后)	可选的复用功能	
LQFP48	LQFP64	LQFP100	LQFP144						
								TIM4_CH1 <sup>(6)</sup>	
43	59	93	137	PB7	I/O	FT	PB7	I2C1_SDA <sup>(6)</sup> / FSMC_NADV TIM4_CH2 <sup>(6)</sup>	USART1_RX
44	60	94	138	BOOT0	I		BOOT0		
45	61	95	139	PB8	I/O	FT	PB8	TIM4_CH3 <sup>(6)</sup> / TIM10_CH1/ SDIO_D4	I2C1_SCL/ CAN_RX
46	62	96	140	PB9	I/O	FT	PB9	TIM4_CH4 <sup>(6)</sup> / TIM11_CH1/ SDIO_D5	I2C1_SDA/ CAN_TX
-	-	97	141	PE0	I/O	FT	PE0	TIM4_ETR /FSMC_NBL0	
-	-	98	142	PE1	I/O	FT	PE1	FSMC_NBL1	
47	63	99	143	V <sub>SS_3</sub>	S		V <sub>SS_3</sub>		
48	64	100	144	V <sub>DD_3</sub>	S		V <sub>DD_3</sub>		

1. I = 输入, O = 输出, S = 电源
2. FT: 5V 电压容忍
3. 有些功能仅在部分型号芯片中支持。
4. PC13, PC14 和 PC15 引脚通过电源开关进行供电, 而这个电源开关只能吸收有限的电流(3mA)。因此这三个引脚作为输出引脚时有以下限制: 作为输出脚时只能工作在 2MHz 模式下, 最大驱动负载为 30pF, 并且不能作为电流源(如驱动 LED)。
5. 这些引脚在备份区域第一次上电时处于主功能状态下, 之后即使复位, 这些引脚的状态由备份区域寄存器控制(这些寄存器不会被主复位系统所复位)。关于如何控制这些 IO 口的具体信息, 请参考 CKS32F103xC 参考手册的备份区域和 BKP 寄存器的相关章节。
6. 此类复用功能能够由软件配置到其他引脚上(如果相应的封装型号有此引脚), 详细信息请参考 CKS32F103xC 参考手册的复用功能 I/O 章节和调试设置章节。
7. LQFP48 和 LQFP64 封装的引脚 5 和引脚 6, 在芯片复位后默认配置为 OSC\_IN 和 OSC\_OUT 功能脚。软件可以重新设置这两个引脚为 PD0 和 PD1 功能。但对于 LQFP100 和 LQFP144 封装, 由于 PD0 和 PD1 为固有的功能引脚, 因此没有必要再由软件进行重映像设置。更多详细信息请参考 CKS32F103xC 参考手册的复用功能 I/O 章节和调试设置章节。在输出模式下, PD0 和 PD1 只能配置为 50MHz 输出模式。
8. LQFP48 和 LQFP64 封装的产品, 没有 FSMC 功能。

表 4 FSMC 引脚定义

管脚	FSMC					LQFP100
	CF	CF/IDE	NOR/PSRAM	NOR Mux	NAND 16bit	
PE2			A23	A23		有
PE3			A19	A19		有
PE4			A20	A20		有
PE5			A21	A21		有
PE6			A22	A22		有
PF0	A0	A0	A0			
PF1	A1	A1	A1			
PF2	A2	A2	A2			
PF3	A3		A3			
PF4	A4		A4			
PF5	A5		A5			
PF6	NIORD	NIORD				
PF7	NRGE	NRGE				
PF8	NIOWR	NIOWR				
PF9	CD	CD				
PF10	INTR	INTR				
PF11	NIOS16	NIOS16				
PF12	A6		A6			
PF13	A7		A7			
PF14	A8		A8			
PF15	A9		A9			
PG0	A10		A10			
PG1			A11			
PE7	D4	D4	D4	DA4	D4	有
PE8	D5	D5	D5	DA5	D5	有
PE9	D6	D6	D6	DA6	D6	有
PE10	D7	D7	D7	DA7	D7	有
PE11	D8	D8	D8	DA8	D8	有
PE12	D9	D9	D9	DA9	D9	有
PE13	D10	D10	D10	DA10	D10	有
PE14	D11	D11	D11	DA11	D11	有
PE15	D12	D12	D12	DA12	D12	有
PD8	D13	D13	D13	DA13	D13	有
PD9	D14	D14	D14	DA14	D14	有

PD10	D15	D15	D15	DA15	D15	有
PD11			A16	A16	CLE	有
PD12			A17	A17	ALE	有
PD13			A18	A18		有
PD14	D0	D0	D0	DA0	D0	有
PD15	D1	D1	D1	DA1	D1	有
PG2			A12			
PG3			A13			
PG4			A14			
PG5			A15			
PG6					INT2	
PG7					INT3	
PD0	D2	D2	D2	DA2	D2	有
PD1	D3	D3	D3	DA3	D3	有
PD3			CLK	CLK		有
PD4	NOE	NOE	NOE	NOE	NOE	有
PD5	NEW	NEW	NEW	NEW	NEW	有
PD6	NWAIT	NWAIT	NWAIT	NWAIT	NWAIT	有
PD7			NE1	NE1	NCE2	有
PG9			NE2	NE2	NCE3	
PG10	NCE4_1	NCE4_1	NE3	NE3		
PG11	NCE4_2	NCE4_2				
PG12			NE4	NE4		
PG13			A24	A24		
PG14			A25	A25		
PB7			NADV	NADV		有
PE0			NBL0	NBL0		有
PE1			NBL1	NBL1		有





图 7 存储器 MAP 图

CKS 版权所有

## 5. 电气特性

### 5.1 测试条件

除非特别说明，所有电压的都以  $V_{SS}$  为基准。

#### 5.1.1 最小和最大数值

除非特别说明，在生产线上通过对 100% 的产品在环境温度  $T_A=25^{\circ}\text{C}$  和  $T_A=T_{A\max}$  下执行的测试( $T_{A\max}$  与选定的温度范围匹配)，所有最小和最大值将在最坏的环境温度、供电电压和时钟频率条件下得到保证。

在每个表格下方的注解中说明为通过综合评估、设计模拟和/或工艺特性得到的数据，不会在生产线上进行测试；在综合评估的基础上，最小和最大数值是通过样本测试后，取其平均值再加减三倍的标准分布(平均 $\pm 3\Sigma$ )得到。

#### 5.1.2 典型数值

除非特别说明，典型数据是基于  $T_A=25^{\circ}\text{C}$  和  $V_{DD}=3.3\text{V}$  ( $2\text{V} \leq V_{DD} \leq 3.3\text{V}$  电压范围)。这些数据仅用于设计指导而未经测试。

典型的 ADC 精度数值是通过对一个标准的批次采样，在所有温度范围下测试得到，95% 产品的误差小于等于给出的数值(平均 $\pm 2\Sigma$ )。

#### 5.1.3 典型曲线

除非特别说明，典型曲线仅用于设计指导而未经测试。

#### 5.1.4 负载电容

测量引脚参数时的负载条件示于图 8 中。

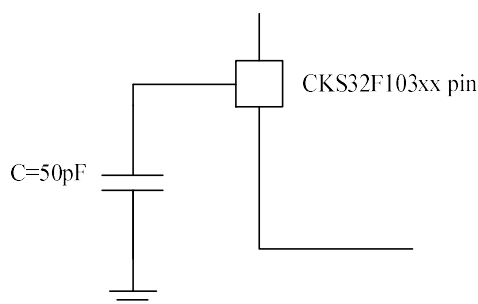


图 8 引脚的负载条件

### 5.1.5 引脚输入电压

引脚上输入电压的测量方式示于图 9 中。

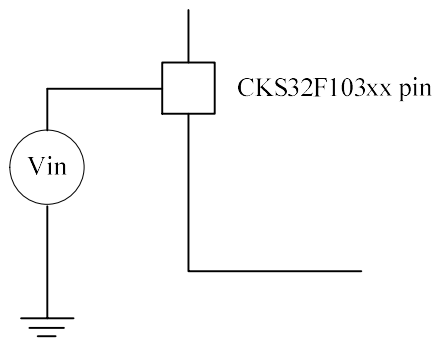


图 9 引脚输入电压

### 5.1.6 供电方案

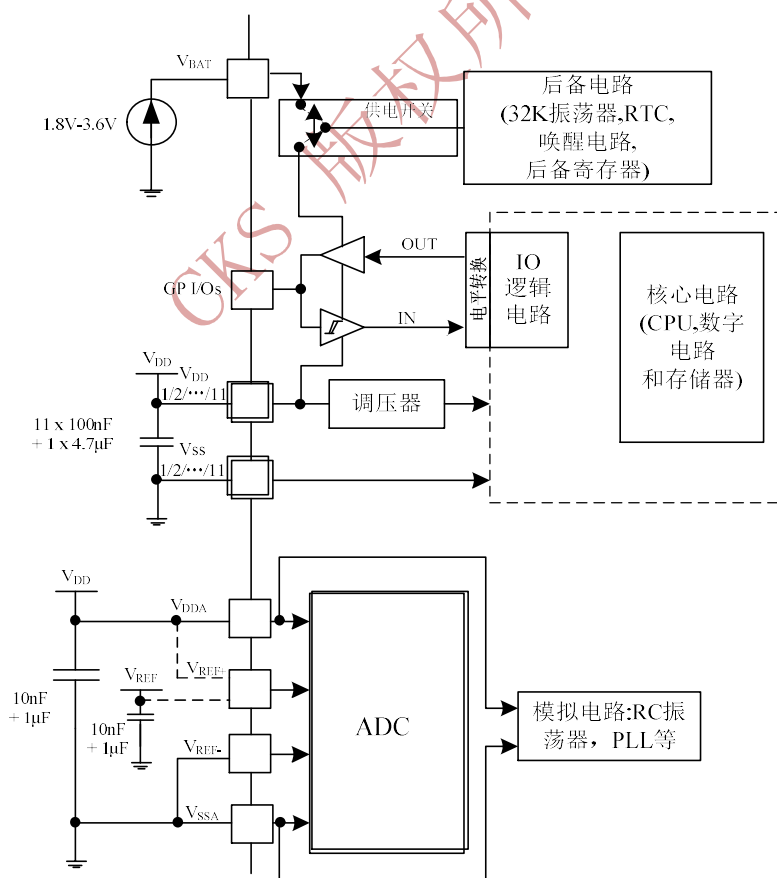


图 10 供电方案

注：上图中的  $4.7\mu\text{F}$  电容必须连接到  $V_{DD3}$ 。

## 5.1.7 电流消耗测量

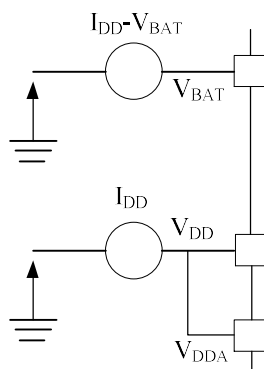


图 11 电流消耗测量方案

## 5.2 绝对最大额定值

加在器件上的载荷如果超过绝对最大额定值列表(表 5, 表 6, 表 7)中给出的值, 可能会导致器件永久性地损坏。这里只是给出能承受的最大载荷, 并不意味在此条件下器件的功能性操作无误。器件长期工作在最大值条件下会影响器件的可靠性。

表 5 电压特性

符号	描述	最小值	最大值	单位
$V_{DD} - V_{SS}$	外部主供电电压(包含 $V_{DDA}$ 和 $V_{DD}$ ) <sup>(1)</sup>	-0.3	4.0	V
$V_{IN}$	在 5V 容忍的引脚上的输入电压 <sup>(2)</sup>	$V_{SS} - 0.3$	5.0	
	在其它引脚上的输入电压 <sup>(2)</sup>	$V_{SS} - 0.3$	4.0	
$ \Delta V_{DDx} $	不同供电引脚之间的电压差	-	50	mV
$ V_{SSx} - V_{SS} $	不同接地引脚之间的电压差	-	50	
$V_{ESD(HBM)}$	ESD 静电放电电压(人体模型)	参见第 5.3.12 节		

- 所有的电源( $V_{DD}$ ,  $V_{DDA}$ )和地( $V_{SS}$ ,  $V_{SSA}$ )引脚必须始终连接到外部允许范围内的供电系统上。
- $I_{INJ(PIN)}$ 绝对不可以超过它的极限(见表 6), 即保证  $V_{IN}$  不超过其最大值。如果不能保证  $V_{IN}$  不超过其最大值, 也要保证在外部限制  $I_{INJ(PIN)}$  不超过其最大值。当  $V_{IN} > V_{INmax}$  时, 有一个正向注入电流; 当  $V_{IN} < V_{SS}$  时, 有一个反向注入电流。

表 6 电流特性

符号	描述	最大值 <sup>(1)</sup>	单位
$I_{VDD}$	经过 $V_{DD}/V_{DDA}$ 电源线的总电流(供应电流) <sup>(1)</sup>	150	mA
$I_{VSS}$	经过 $V_{SS}$ 地线的总电流(流出电流) <sup>(1)</sup>	150	
$I_{IO}$	任意 I/O 和控制引脚上的输出灌电流	25	
	任意 I/O 和控制引脚上的输出电流	-25	
$I_{INJ(PIN)}^{(2)(3)}$	NRST 引脚的注入电流	$\pm 5$	
	HSE 的 OSC_IN 引脚和 LSE 的 OSC_IN 引脚的注入电流	$\pm 5$	

	其他引脚的注入电流 <sup>(4)</sup>	±5	
$\Sigma I_{INJ(PIN)}^{(2)}$	所有 I/O 和控制引脚上的总注入电流 <sup>(4)</sup>	±25	

- 所有的电源( $V_{DD}$ ,  $V_{DDA}$ )和地( $V_{SS}$ ,  $V_{SSA}$ )引脚必须始终连接到外部允许范围内的供电系统上。
- $I_{INJ(PIN)}$ 绝对不可以超过它的极限, 即保证  $V_{IN}$  不超过其最大值。如果不能保证  $V_{IN}$  不超过其最大值, 也要保证在外部限制  $I_{INJ(PIN)}$  不超过其最大值。当  $V_{IN} > V_{DD}$  时, 有一个正向注入电流; 当  $V_{IN} < V_{SS}$  时, 有一个反向注入电流。
- 反向注入电流会干扰器件的模拟性能。参看第 5.3.18 节。
- 当几个 I/O 口同时有注入电流时,  $\Sigma I_{INJ(PIN)}$  的最大值为正向注入电流与反向注入电流的即时绝对值之和。该结果基于在器件 4 个 I/O 端口上  $\Sigma I_{INJ(PIN)}$  大值的特性。

表 7 温度特性

符号	描述	数值	单位
$T_{STG}$	储存温度范围	-60~+150	°C
$T_J$	最大结温度	150	°C

## 5.3 工作条件

### 5.3.1 通用工作条件

表 8 通用工作条件

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$f_{HCLK}$	内部 AHB 时钟频率		0	144	MHz
$f_{PCLK1}$	内部 APB1 时钟频率		0	72	
$f_{PCLK2}$	内部 APB2 时钟频率		0	144	
$V_{DD}$	标准工作电压		2	3.6	V
$V_{DDA}^{(1)}$	模拟部分工作电压(未使用 ADC)	必须与 $V_{DD}^{(2)}$ 相同	2	3.6	
	模拟部分工作电压(使用 ADC)		2.4	3.6	
$V_{BAT}$	备份部分工作电压		1.8	3.6	
$P_D$	功率耗散 温度标号 6: $T = 85^{\circ}\text{C}$ 温度标号 7 <sup>(3)</sup> : $T = 105^{\circ}\text{C}$	LQFP144	-	666	mW
		LQFP100	-	434	
		LQFP64	-	444	
		LQFP48	-	363	
$T_A$	环境温度(温度标号 6)	最大功率耗散	-40	85	°C
		低功率耗散 <sup>(4)</sup>	-40	105	
	环境温度(温度标号 7)	最大功率耗散	-40	105	
		低功率耗散 <sup>(4)</sup>	-40	125	
$T_J$	结温度范围	温度标号 6	-40	105	
		温度标号 7	-40	125	

- 当使用 ADC 时, 参见表 56。

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE

2. 建议使用相同的电源为  $V_{DD}$  和  $V_{DDA}$  供电，在上电和正常操作期间， $V_{DD}$  和  $V_{DDA}$  之间最多允许存在 300mV 的差别。
3. 如果  $T_A$  较低，只要  $T_J$  不超过  $T_{Jmax}$ (参见第 6.2 节)，则允许更高的  $P_D$  数值。
4. 在较低的功率耗散的状态下，只要  $T_J$  不超过  $T_{Jmax}$ (参见第 6.2 节)， $T_A$  可以扩展到这个范围。

### 5.3.2 上电和掉电时的工作条件

下表中给出的参数是在一般的工作条件下测试得出。

表 9 上电和掉电时的工作条件

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$t_{VDD}$	$V_{DD}$ 上升速率	-	0	$\infty$	$\mu s/V$
	$V_{DD}$ 下降速率		20	$\infty$	

### 5.3.3 内嵌复位和电源控制模块特性

下表中给出的参数是依据表 8 列出的环境温度下和  $V_{DD}$  供电电压下测试得出。

表 10 内嵌复位和电源控制模块特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$V_{PVD}$	可编程的电压检测器的电平选择	PLS[2:0]=000 (上升沿)	2.10	2.18	2.26	V
		PLS[2:0]=000 (下降沿)	2.00	2.08	2.16	V
		PLS[2:0]=001 (上升沿)	2.19	2.28	2.37	V
		PLS[2:0]=001 (下降沿)	2.09	2.18	2.27	V
		PLS[2:0]=010 (上升沿)	2.28	2.38	2.48	V
		PLS[2:0]=010 (下降沿)	2.18	2.28	2.38	V
		PLS[2:0]=011 (上升沿)	2.38	2.48	2.58	V
		PLS[2:0]=011 (下降沿)	2.28	2.38	2.48	V
		PLS[2:0]=100 (上升沿)	2.47	2.58	2.69	V
		PLS[2:0]=100 (下降沿)	2.37	2.48	2.59	V
		PLS[2:0]= 101 (上升沿)	2.57	2.68	2.79	V
		PLS[2:0]= 101 (下降沿)	2.47	2.56	2.69	V
		PLS[2:0]= 110 (上升沿)	2.66	2.78	2.90	V
		PLS[2:0]=110 (下降沿)	2.56	2.68	2.80	V
		PLS[2:0]=111 (上升沿)	2.76	2.88	3.00	V
		PLS[2:0]=111 (下降沿)	2.66	2.76	2.90	V
$V_{PVDhyst}^{(2)}$	PVD 迟滞			100		mV
$V_{POR/PDR}$	上电/掉电复位阈值	下降沿	1.9 <sup>(1)</sup>	1.91	1.92	V
		上升沿	1.94	1.95	1.96	V
$V_{PVDhyst}^{(2)}$	PDR 迟滞			40		mV

$T_{RSTTEMPO}^{(2)}$	复位持续时间		1	2.5	4.5	ms
----------------------	--------	--	---	-----	-----	----

1. 产品的特性由设计保证至最小的数值  $V_{POR/PDR}$ 。
2. 由设计保证，不在生产中测试。

### 5.3.4 内置的参照电压

下表中给出的参数是依据表 8 列出的环境温度下和  $V_{DD}$  供电电压下测试得出。

表 11 内置的参照电压

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$V_{REFINT}$	内置参照电压	$-40^{\circ}\text{C} < T_A < +105^{\circ}\text{C}$	1.16	1.20	1.26	V
		$-40^{\circ}\text{C} < T_A < +85^{\circ}\text{C}$	1.16	1.20	1.24	V
$T_{S\_vrefint}^{(1)}$	当读出内部参照电压时，ADC 的采样时间	PLS[2:0]=001(上升沿)		5.1	17.1 <sup>(2)</sup>	$\mu\text{s}$

1. 产品的特性由设计保证至最小的数值  $V_{POR/PDR}$ 。
2. 由设计保证，不在生产中测试。

### 5.3.5 供电电流特性

电流消耗是多种参数和因素的综合指标，这些参数和因素包括工作电压、环境温度、I/O 引脚的负载、产品的软件配置、工作频率、I/O 脚的翻转速率、程序在存储器中的位置以及执行的代码等。

电流消耗的测量方法说明，详见图 11。

本节中给出的所有运行模式下的电流消耗测量值，都是在执行一套精简的代码，能够得到 Dhrystone2.1 代码等效的结果。

### 最大电流消耗

微控制器处于下列条件：

- 所有的 I/O 引脚都处于输入模式，并连接到一个静态电平上—— $V_{DD}$  或  $V_{SS}$ (无负载)。
- 所有的外设都处于关闭状态，除非特别说明。
- 闪存存储器的访问时间调整到  $f_{HCLK}$  的频率(0~24MHz 时为 0 个等待周期，24~48MHz 时为 1 个等待周期，超过 48MHz 时为 2 个等待周期)。
- 指令预取功能开启(提示：这个参数必须在设置时钟和总线分频之前设置)。
- 当开启外设时： $f_{PCLK1} = f_{HCLK}/2$ ， $f_{PCLK2} = f_{HCLK}$ 。

表 12、表 13 和表 14 中给出的参数，是依据表 7 列出的环境温度下和  $V_{DD}$  供电电压下测试得出。

表 12 运行模式下的最大电流消耗，数据处理代码从内部闪存中运行

符号	参数	条件	$f_{HCLK}$	最大值 <sup>(1)</sup>		单位
				$T_A = 85^{\circ}\text{C}$	$T_A = 105^{\circ}\text{C}$	

I <sub>DD</sub>	运行模式下的 供应电流	外部时钟 <sup>(2)</sup> , 使 能所有外设	72MHz	23.7	24.6	mA
			48MHz	18.1	18.05	
			36MHz	14.2	14.7	
			24MHz	11.2	12.1	
			16MHz	8.8	9.46	
			8MHz	6.2	6.85	
		外部时钟 <sup>(2)</sup> , 关 闭所有外设	72MHz	13.1	13.4	
			48MHz	10.6	10.5	
			36MHz	8.9	9	
			24MHz	7.6	8.26	
			16MHz	6.38	6.92	
			8MHz	5.1	5.54	

1. 由综合评估得出, 不在生产中测试。
2. 外部时钟为 8MHz, 当  $f_{HCLK} > 8\text{MHz}$  时启用 PLL。

表 13 运行模式下的最大电流消耗, 数据处理代码从内部 RAM 中运行

符号	参数	条件	$f_{HCLK}$	最大值 <sup>(1)</sup>		单位
				T <sub>A</sub> = 85°C	T <sub>A</sub> = 105°C	
I <sub>DD</sub>	运行模式下的 供应电流	外部时钟 <sup>(2)</sup> , 使 能所有外设	72MHz	22.9	24.3	mA
			48MHz	16.46	17.9	
			36MHz	13.17	14.7	
			24MHz	9.58	11.4	
			16MHz	7.66	9.48	
			8MHz	5.18	6.78	
		外部时钟 <sup>(2)</sup> , 关 闭所有外设	72MHz	11.6	14.1	
			48MHz	8.89	11.1	
			36MHz	7.47	9.57	
			24MHz	6.03	8.7	
			16MHz	5.01	7.29	
			8MHz	3.86	5.71	

1. 由综合评估得出, 在生产中以 V<sub>DDmax</sub> 和  $f_{HCLKmax}$  为条件测试。
2. 外部时钟为 8MHz, 当  $f_{HCLK} > 8\text{MHz}$  时启用 PLL。

表14 睡眠模式下的最大电流消耗, 代码运行在Flash或RAM中

符号	参数	条件	$f_{HCLK}$	最大值 <sup>(1)</sup>		单位
				T <sub>A</sub> = 85°C	T <sub>A</sub> = 105°C	
I <sub>DD</sub>	睡眠模式下	外部时钟 <sup>(2)</sup> ,	72MHz	18	19.3	mA



	的供应电流	使能所有外设	48MHz	13.1	14.2	
			36MHz	10.6	11.72	
			24MHz	8.1	9.26	
			16MHz	6.4	7.61	
			8MHz	4.96	5.81	
		外部时钟 <sup>(2)</sup> , 关闭所有外设	72MHz	6.1	7.33	
			48MHz	5.29	6.33	
			36MHz	4.83	5.84	
			24MHz	4.31	5.33	
			16MHz	3.98	4.99	
			8MHz	3.52	4.52	

1. 由综合评估得出，在生产中以  $V_{DDmax}$  和以  $f_{HCLKmax}$  使能外设为条件测试。
2. 外部时钟为 8MHz，当  $f_{HCLK}>8MHz$  时启用 PLL。

表 15 停机和待机模式下的典型和最大电流消耗

符号	参数	条件	典型值		最大值		单位
			$V_{DD}/V_{BAT}=2.4V$	$V_{DD}/V_{BAT}=3.3V$	$T_A=85^{\circ}C$	$T_A=105^{\circ}C$	
$I_{DD}$	停机模式下的 供应电流	调压器处于运行模式，低速和高速内部 RC 振荡器和高速振荡器处于关闭状态(没有独立看门狗)	650	767	2295	3527	$\mu A$
		调压器处于低功耗模式，低速和高速内部 RC 振荡器和高速振荡器处于关闭状态(没有独立看门狗)	580	747	2260	3414	
	待机模式下的 供应电流	低速内部 RC 振荡器和独立看门狗处于开启状态	2.71	3.5	-	-	
		低速内部 RC 振荡器处于开启状态,独立看门狗处于关闭状态	2.52	3.3	-	-	
		低速内部 RC 振荡器和独立看门狗处于关闭状态,低速振荡器和 RTC 处于关闭状态	1.84	3	3.64 <sup>(2)</sup>	5.2 <sup>(2)</sup>	
$I_{DD\_VBAT}$	备份区域的 供应电流	低速振荡器和 RTC 处于开启状态	0.9	1.23	8.9 <sup>(2)</sup>	12 <sup>(2)</sup>	

1. 典型值是在  $T_A=25^{\circ}C$  下测试得到。
2. 由综合评估得出，不在生产中测试。

## 典型的电流消耗

MCU 处于下述条件下：

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE

- 所有的 I/O 引脚都处于输入模式，并连接到一个静态电平上—— $V_{DD}$  或  $V_{SS}$ (无负载)。
- 所有的外设都处于关闭状态，除非特别说明。
- 闪存存储器的访问时间调整到  $f_{HCLK}$  的频率(0~24MHz 时为 0 个等待周期，24~48MHz 时为 1 个等待周期，超过 48MHz 时为 2 个等待周期)。
- 环境温度和  $V_{DD}$  供电电压条件列于表 8。
- 指令预取功能开启(提示：这个参数必须在设置时钟和总线分频之前设置)。当开启外设时： $f_{PCLK1}=f_{HCLK}/4$ ， $f_{PCLK2}=f_{HCLK}/2$ ， $f_{ADCCLK}=f_{PCLK2}/4$ 。

表 16 运行模式下的典型电流消耗，数据处理代码从内部 Flash 中运行

符号	参数	条件	$f_{HCLK}$	典型值 <sup>(1)</sup>		单位
				使能所有外设 <sup>(2)</sup>	关闭所有外设	
$I_{DD}$	运行模式下的供应电流	外部时钟 <sup>(3)</sup>	72MHz	18.1	10.6	mA
			48MHz	12.6	8.12	
			36MHz	9.5	6.47	
			24MHz	7.5	5.21	
			16MHz	5.2	3.87	
			8MHz	3.24	2.66	
			4MHz	2.26	1.94	
			2MHz	1.84	1.66	
			1MHz	1.64	1.55	
			500kHz	1.53	1.47	
			125kHz	1.44	1.41	
		运行于高速内部 RC 振荡器(HSI),使用 AHB 分频以减低频率	64MHz	16.1	9.71	mA
			48MHz	12.6	7.9	
			36MHz	9.54	6.32	
			24MHz	7.1	4.99	
			16MHz	4	3.15	
			8MHz	2.89	2.37	
			4MHz	1.95	1.62	
			2MHz	1.51	1.34	
			1MHz	1.31	1.22	
			500kHz	1.21	1.14	
			125kHz	1.13	1.06	

1. 典型值是在  $T_A=25^{\circ}\text{C}$ 、 $V_{DD}=3.3\text{V}$  时测试得到。
2. 每个模拟部分的 ADC 要增加额外的 0.8mA 电流消耗。在应用环境中，这部分电流只有在开启 ADC(设置 ADC\_CR2 寄存器的 ADON 位)时才会增加。
3. 外部时钟为 8MHz，当  $f_{HCLK}>8\text{MHz}$  时启用 PLL。

表 17 睡眠模式下的典型电流消耗，数据处理代码从内部 Flash 或 RAM 中运行

符号	参数	条件	$f_{HCLK}$	典型值 <sup>(1)</sup>		单位
				使能所有外设 <sup>(2)</sup>	关闭所有外设	
$I_{DD}$	睡眠模式下的 供应电流	外部时钟 <sup>(3)</sup>	72MHz	12.6	4.5	mA
			48MHz	8.8	3.4	
			36MHz	7.06	2.9	
			24MHz	5.18	2.4	
			16MHz	3.86	2.05	
			8MHz	2.5	1.55	
			4MHz	1.96	1.49	
			2MHz	1.68	1.45	
			1MHz	1.57	1.42	
			500kHz	1.49	1.42	
			125kHz	1.44	1.4	
		运行于高速内部 RC 振荡器 (HSI),使用 AHB 分频以减低频率	64MHz	11.4	3.76	mA
			48MHz	8.61	3.16	
			36MHz	6.75	2.66	
			24MHz	4.98	2.18	
			16MHz	2.85	1.66	
			8MHz	2.17	1.34	
			4MHz	1.63	1.31	
			2MHz	1.37	1.24	
			1MHz	1.23	1.14	
			500kHz	1.16	1.1	
			125kHz	1.11	1.01	

1. 典型值是在  $T_A=25^{\circ}\text{C}$ 、 $V_{DD}=3.3\text{V}$  时测试得到。

2. 每个模拟部分的 ADC 要增加额外的 0.8mA 电流消耗。在应用环境中，这部分电流只有在开启 ADC(设置 ADC\_CR2 寄存器的 ADON 位)时才会增加。

3. 外部时钟为 8MHz，当  $f_{HCLK}>8\text{MHz}$  时启用 PLL。

## 内置外设电流消耗

内置外设的电流消耗列于表 18，MCU 的工作条件如下：

- 所有的 I/O 引脚都处于输入模式，并连接到一个静态电平上—— $V_{DD}$  或  $V_{SS}$ (无负载)。
- 所有的外设都处于关闭状态，除非特别说明。
- 给出的数值是通过测量电流消耗计算得出
  - 关闭所有外设的时钟

- 只开启一个外设的时钟
- 环境温度和  $V_{DD}$  供电电压条件列于表 6。

表 18 内置外设的电流消耗<sup>(1)</sup>

内置外设		25°C 时的典型功耗	单位	内置外设		25°C 时的典型功耗	单位
APB1	TIM2	1.2	mA	APB2	GPIOA	0.55	mA
	TIM3	1.2			GPIOB	0.72	
	TIM4	1.2			GPIOC	0.72	
	TIM5	1.2			GPIOD	0.55	
	TIM6	0.4			GPIOE	1	
	TIM7	0.4			GPIOF	0.72	
	SPI2	0.2			GPIOG	1	
	SPI3	0.2			ADC1 <sup>(2)</sup>	1.9	
	USART2	0.4			ADC2	1.7	
	USART3	0.4			TIM1	1.8	
	UART4	0.5			SPI1	0.4	
	UART5	0.6			TIM8	1.7	
	I <sup>2</sup> C1	0.4			USART1	0.9	
	I <sup>2</sup> C2	0.4			ADC3	1.7	
	USB	0.65					
	CAN	0.72					
	DAC	0.72					

1.  $f_{HCLK}=72\text{MHz}$ ,  $f_{APB1} = f_{HCLK}/2$ ,  $f_{APB2} = f_{HCLK}$ , 每个外设的预分频系数为默认值。

2. ADC 的特殊条件:  $f_{HCLK}=56\text{MHz}$ ,  $f_{APB1} = f_{HCLK}/2$ ,  $f_{APB2} = f_{HCLK}$ ,  $f_{ADCCLK} = f_{APB2}/4$ , ADC\_CR2 寄存器的 ADON=1。

### 5.3.6 外部时钟源特性

来自外部振荡源产生的高速外部用户时钟

下表中给出的特性参数是使用一个高速的外部时钟源测得，环境温度和供电电压符合表 8 的条件。

表 19 高速外部用户时钟特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$f_{HSE\_ext}$	用户外部时钟频率 <sup>(1)</sup>		1	8	25	MHz
$V_{HSEH}$	OSC_IN 输入引脚高电平电压		$0.7V_{DD}$		$V_{DD}$	V
$V_{HSEL}$	OSC_IN 输入引脚低电平电压		$V_{SS}$		$0.3V_{DD}$	
$t_{w(HSE)}$ $t_{w(HSE)}$	OSC_IN 高或低的时间 <sup>(1)</sup>		5	-	-	ns

$t_{r(HSE)}$ $t_{f(HSE)}$	OSC_IN 上升或下降的时间 <sup>(1)</sup>		-	-	20	
$C_{in(HSE)}$	OSC_IN 输入容抗 <sup>(1)</sup>		-	5	-	pF
$DuCy_{(HSE)}$	占空比		45	-	55	%
$I_L$	OSC_IN 输入漏电流	$V_{SS} \leq V_{IN} \leq V_{DD}$	-	-	$\pm 1$	$\mu A$

1. 由设计保证，不在生产中测试。

## 来自外部振荡源产生的低速外部用户时钟

下表中给出的特性参数是使用一个低速的外部时钟源测得，环境温度和供电电压符合表 8 的条件。

表 20 低速外部用户时钟特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$f_{LSE\_ext}$	用户外部时钟频率 <sup>(1)</sup>		-	32.768	1000	KHz
$V_{LSEH}$	OSC32_IN 输入引脚高电平电压		$0.7V_{DD}$	-	$V_{DD}$	V
$V_{LSEL}$	OSC32_IN 输入引脚低电平电压		$V_{SS}$	-	$0.3V_{DD}$	
$t_{w(LSE)}$ $t_{w(LSE)}$	OSC32_IN 高或低的时间 <sup>(1)</sup>		450	-	-	ns
$t_{r(LSE)}$ $t_{f(LSE)}$	OSC32_IN 上升或下降的时间 <sup>(1)</sup>		-	-	50	
$C_{in(LSE)}$	OSC32_IN 输入容抗 <sup>(1)</sup>		-	5	-	pF
$DuCy_{(LSE)}$	占空比		30	-	70	%
$I_L$	OSC32_IN 输入漏电流	$V_{SS} \leq V_{IN} \leq V_{DD}$	-	-	$\pm 1$	$\mu A$

1. 由设计保证，不在生产中测试。

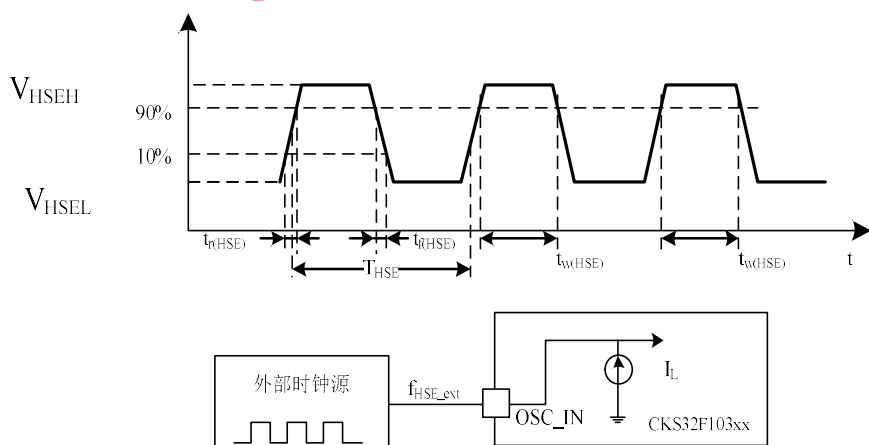


图 12 外部高速时钟源的交流时序图

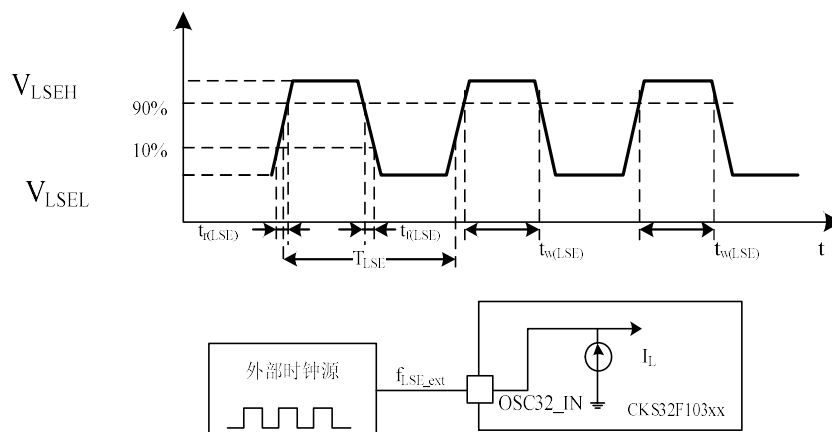


图 13 外部低速时钟源的交流时序图

### 使用一个晶体/陶瓷谐振器产生的高速外部时钟

高速外部时钟(HSE)可以使用一个 4~16MHz 的晶体/陶瓷谐振器构成的振荡器产生。本节中所给出的信息是基于使用下表中列出的典型外部元器件，通过综合特性评估得到的结果。在应用中，谐振器和负载电容必须尽可能地靠近振荡器的引脚，以减小输出失真和启动时的稳定时间。有关晶体谐振器的详细参数(频率、封装、精度等)，请咨询相应的生产厂商。

表 21 HSE 4~16MHz 振荡器特性<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$f_{OSC\_IN}$	振荡器频率	-	4	8	16	MHz
$R_F$	反馈电阻	-	-	200	-	k $\Omega$
$C_{L1}$ $C_{L2}^{(3)}$	建议的负载电容与对应的晶体串行阻抗( $R_s$ ) <sup>(4)</sup>	$R_s = 30\Omega$	-	30	-	pF
$i_2$	HSE 驱动电流	$V_{DD}=3.3V$ , $V_{IN}=V_{SS}$ 30pF 负载	-	-	1	mA
$g_m$	振荡器的跨导	启动	25			mA/V
$t_{SU(HSE)}^{(5)}$	启动时间	$V_{DD}$ 稳定		2		ms

1. 谐振器的特性参数由晶体/陶瓷谐振器制造商给出。
2. 由综合评估得出，不在生产中测试。
3. 对于  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$ ，建议使用高质量的、为高频应用而设计的(典型值为)5pF~25pF 之间的瓷介电容器，并挑选符合要求的晶体或谐振器。通常  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  具有相同参数。晶体制造商通常以  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  的串行组合给出负载电容的参数。在选择  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  时，PCB 和 MCU 引脚的容抗应该考虑在内(可以粗略地把引脚与 PCB 板的电容按 10pF 估计)。
4. 相对较低的  $R_F$  电阻值，能够可以避免在潮湿环境下使用时所产生的问题提供保护，这种环境下产生的泄漏和偏置条件都发生了变化。但是，当 MCU 应用在恶劣的潮湿条件时，设计时需要把这个参数考虑进去。
5.  $t_{SU(HSE)}$  是启动时间，是从软件使能 HSE 开始直至得到稳定的 8MHz 振荡这段时间。这个数值是在一个标准的晶体谐振器上测量得到，它可能因晶体制造商的不同而变化较大。

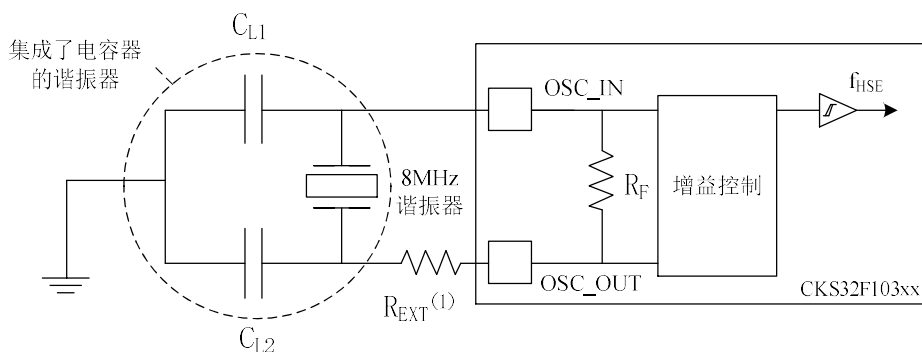


图 14 使用 8MHz 晶体的典型应用

1.  $R_{EXT}$  数值由晶体的特性决定。典型值是 5 至 6 倍的  $R_S$ 。

### 使用一个晶体/陶瓷谐振器产生的低速外部时钟

低速外部时钟(LSE)可以使用一个 32.768kHz 的晶体/陶瓷谐振器构成的振荡器产生。本节中所给出的信息是基于使用表 22 中列出的典型外部元器件，通过综合特性评估得到的结果。在应用中，谐振器和负载电容必须尽可能地靠近振荡器的引脚，以减小输出失真和启动时的稳定时间。有关晶体谐振器的详细参数(频率、封装、精度等)，请咨询相应的生产厂商。

**注意：**对于  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$ ，建议使用高质量的 5pF~15pF 之间的瓷介电容器，并挑选符合要求的晶体或谐振器。

通常  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  具有相同参数。晶体制造商通常以  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  的串行组合给出负载电容的参数。

负载电容  $C_L$  由下式计算： $C_L = C_{L1} \times C_{L2} / (C_{L1} + C_{L2}) + C_{stray}$ ，其中  $C_{stray}$  是引脚的电容和 PCB 板或 PCB 相关的电容，它的典型值是介于 2pF 至 7pF 之间。

**警告：**为了避免超出  $C_{L1}$  和  $C_{L2}$  的最大值(15pF)，强烈建议使用负载电容  $C_L \leq 7pF$  的谐振器，不能使用负载电容为 12.5pF 的谐振器。

例如：如果选择了一个负载电容  $C_L=6pF$  的谐振器并且  $C_{stray}=2pF$ ，则  $C_{L1}=C_{L2}=8pF$ 。

表 22 LSE 振荡器特性( $f_{LSE}=32.768kHz$ )<sup>(1)</sup>

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$R_F$	反馈电阻			5		MΩ
$C_{L1}$ $C_{L2}^{(2)}$	建议的负载电容与对应的晶体串行阻抗( $R_S$ ) <sup>(3)</sup>	$R_S=30k\Omega$			15	pF
$I_2$	LSE 驱动电流	$V_{DD}=3.3V, V_{IN}=V_{SS}$			1.4	μA
$g_m$	振荡器的跨导		5			μA/V
$t_{SU(LSE)}^{(4)}$	启动时间	$V_{DD}$ 稳定		3		s

1. 由综合评估得出，不在生产中测试。
2. 参见本表格上方的注意和警告段落。
3. 选择具有较小  $R_S$  值的高质量振荡器(如 MSIV-TIN32.768kHz)，可以优化电流消耗。
4.  $t_{SU(HSE)}$ 是启动时间，是从软件使能 HSE 开始测量，直至得到稳定的 8MHz 振荡这段时间。这个数值是在一个标准的晶体谐振器上测量得到，它可能因晶体制造商的不同而变化较大。

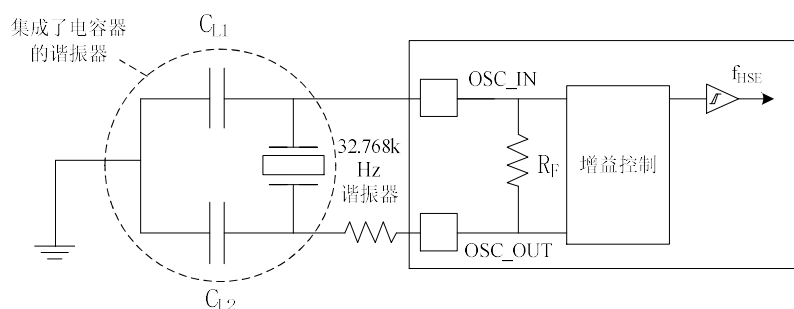


图 15 使用 32.768kHz 晶体的典型应用

### 5.3.7 内部时钟源特性

下表中给出的特性参数是使用环境温度和供电电压符合表 8 的条件测量得到。

#### 高速内部(HSI)RC 振荡器

表 23 HSI 振荡器特性<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$f_{\text{HSI}}$	频率			8		MHz
$t_{\text{SU(HSI)}}$	HSI 振荡器启动时间		1		2	$\mu\text{s}$
$I_{\text{DD(HSI)}}$	HSI 振荡器功耗			80	100	$\mu\text{A}$

1.  $V_{\text{DD}} = 3.3\text{V}$ ,  $T_{\text{A}} = -40 \sim 105^\circ\text{C}$ , 除非特别说明。

2. 由设计保证, 不在生产中测试。

#### 低速内部(LSI)RC 振荡器

表 24 LSI 振荡器特性<sup>(1)</sup>

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$f_{\text{LSI}}^{(2)}$	频率		30	40	60	kHz
$t_{\text{SU(LSI)}}^{(3)}$	LSI 振荡器启动时间				100	$\mu\text{s}$
$I_{\text{DD(LSI)}}^{(3)}$	LSI 振荡器功耗			0.65	1.2	$\mu\text{A}$

1.  $V_{\text{DD}} = 3.3\text{V}$ ,  $T_{\text{A}} = -40 \sim 105^\circ\text{C}$ , 除非特别说明。

2. 由综合评估得出, 不在生产中测试。

3. 由设计保证, 不在生产中测试。

#### 从低功耗模式唤醒的时间

表 25 列出的唤醒时间是在一个 8MHz 的 HSI RC 振荡器的唤醒阶段测量得到。唤醒时使用的时钟源依当前的操作模式而定:

- 停机或待机模式: 时钟源是 RC 振荡器
- 睡眠模式: 时钟源是进入睡眠模式时所使用的时钟



所有的时间是使用环境温度和供电电压符合表 8 的条件测量得到。

表 25 低功耗模式的唤醒时间

符号	参数	条件	典型值	单位
$t_{WUSLEEP}^{(1)}$	从睡眠模式唤醒	使用 HSI RC 时钟唤醒	1.8	$\mu s$
$t_{WUSTOP}^{(1)}$	从停机模式唤醒(调压器处于运行模式)	HSI RC 时钟唤醒= $2\mu s$	3	
	从停机模式唤醒(调压器为低功耗模式)	HSI RC 时钟唤醒= $2\mu s$ 调压器从低功耗模式唤醒时间= $5\mu s$	4	
$t_{WUSTDBY}^{(3)}$	从待机模式唤醒	HSI RC 时钟唤醒= $2\mu s$ 调压器从关闭模式唤醒时间= $38\mu s$	105	

1. 唤醒时间的测量是从唤醒事件开始至用户程序读取第一条指令。

### 5.3.8 PLL 特性

表 26 列出的参数是使用环境温度和供电电压符合表 8 的条件测量得到。

表 26 PLL 特性

符号	参数	数值			单位
		最小值	典型值	最大值	
$f_{PLL\_IN}$	PLL 输入时钟 <sup>(2)</sup>	1	8.0	25	MHz
	PLL 输入时钟占空比	40		60	%
$f_{PLL\_OUT}$	PLL 倍频输出时钟	16		144	MHz
$t_{LOCK}$	PLL 锁相时间			120	$\mu s$

1. 由综合评估得出，不在生产中测试。
2. 需要注意使用正确的倍频系数，从而根据 PLL 输入时钟频率使得  $f_{PLL\_OUT}$  处于允许范围内。

### 5.3.9 存储器特性

#### 闪存存储器

除非特别说明，所有特性参数是在  $T_A = -40 \sim 105^\circ C$  得到。

表 27 闪存存储器特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值 <sup>(1)</sup>	单位
$t_{prog}$	16 位的编程时间	$T_A = -40 \sim 105^\circ C$	30	48	60	$\mu s$
$t_{ERASE}$	页(2K 字节)擦除时间	$T_A = -40 \sim 105^\circ C$	-	4	10	ms

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE

$t_{ME}$	整片擦除时间	$T_A = -40 \sim 105^\circ\text{C}$	-	10	20	
$I_{DD}$	供电电流	读模式, $f_{HCLK}=72\text{MHz}$ , 2 个等待周期, $V_{DD}=3.3\text{V}$	-	-	28	mA
		写模式, $f_{HCLK}=72\text{MHz}$ , $V_{DD}=3.3\text{V}$	-	-	7	
		擦除模式, $f_{HCLK}=72\text{MHz}$ , $V_{DD}=3.3\text{V}$	-	-	5	
		待机模式, $V_{DD}=3.3 \sim 3.6\text{V}$	-	-	50	$\mu\text{A}$
$V_{prog}$	编程电压		2		3.6	V

1. 由设计保证, 不在生产中测试。

表 28 闪存存储器寿命和数据保存期限

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$N_{END}$	寿命	$T_A = -40 \sim 85^\circ\text{C}$ (尾缀为 6) $T_A = -40 \sim 105^\circ\text{C}$ (尾缀为 7)	10			千次
$t_{RET}$	数据保存期限	$T_A = 85^\circ\text{C}$ 时, 1000 次擦写 <sup>(1)</sup> 之后	30			年
		$T_A = 105^\circ\text{C}$ 时, 1000 次擦写 <sup>(1)</sup> 之后	10			
		$T_A = 55^\circ\text{C}$ 时, 1 万次擦写 <sup>(1)</sup> 之后	20			

1. 由综合评估得出, 不在生产中测试。
2. 循环测试均是在整个温度范围下进行。

### 5.3.10 FSMC 特性

#### 异步波形和时序

图 16 至图 19 显示了异步的波形, 表 29 至表 32 给出了相应的时序。这些表格中的结果是按照下述 FSMC 配置得到:

- 地址建立时间(AddressSetup Time) = 0
- 地址保持时间(AddressHold Time) = 1
- 数据建立时间(DataSetup Time) = 1

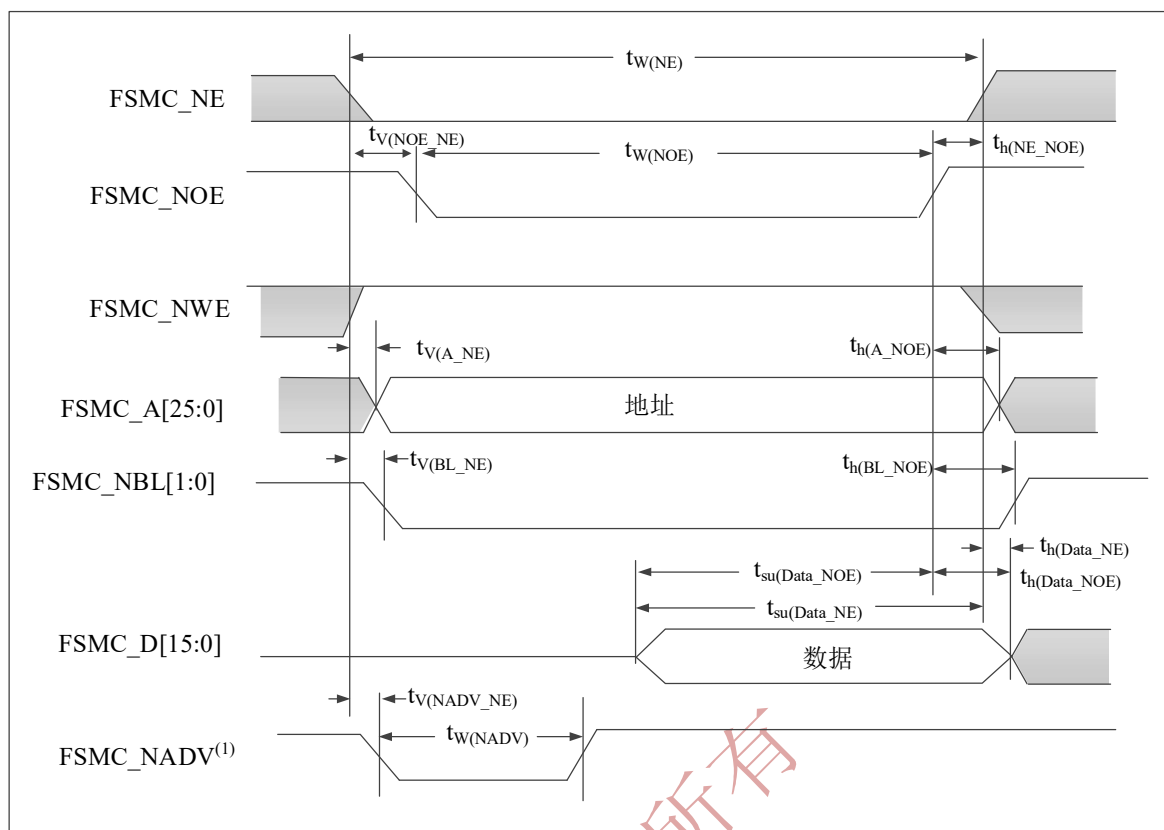


图 16 异步非总线复用的 SRAM/PSRAM/NOR 读操作波形

1. 只适于模式2/B、C和D。在模式1，不使用FSMC\_NADV。

表 29 异步非总线复用的 SRAM/PSRAM/NOR 读操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{W(NE)}$	FSMC_NE低时间	$5T_{HCLK}-1.5$	$5T_{HCLK}+2$	ns
$t_{V(NOE\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NOE低	0.5	1.5	
$t_{W(NOE)}$	FSMC_NOE低时间	$5T_{HCLK}-1.5$	$5T_{HCLK}+1.5$	
$t_{h(NE\_NOE)}$	FSMC_NOE高至FSMC_NE高保持时间	-1.5	-	
$t_{V(A\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_A有效	-	0	
$t_{h(A\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的地址保持时间	0.1	-	
$t_{V(BL\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_BL有效	-	0	
$t_{h(BL\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的FSMC_BL保持时间	0	-	
$t_{su(Data\_NE)}$	数据至FSMC_NEx高的建立时间	$2T_{HCLK}+25$	-	
$t_{su(Data\_NOE)}$	数据至FSMC_NOEx高的建立时间	$2T_{HCLK}+25$	-	
$t_{h(Data\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的数据保持时间	0	-	
$t_{h(Data\_NE)}$	FSMC_NEx高之后的数据保持时间	0	-	
$t_{V(NADV\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NADV低	-	5	
$t_{W(NADV)}$	FSMC_NADV低时间	-	$T_{HCLK}+1.5$	

1.  $C_L = 15 \text{ pF}$

2. 由综合评估得出，不在生产中测试

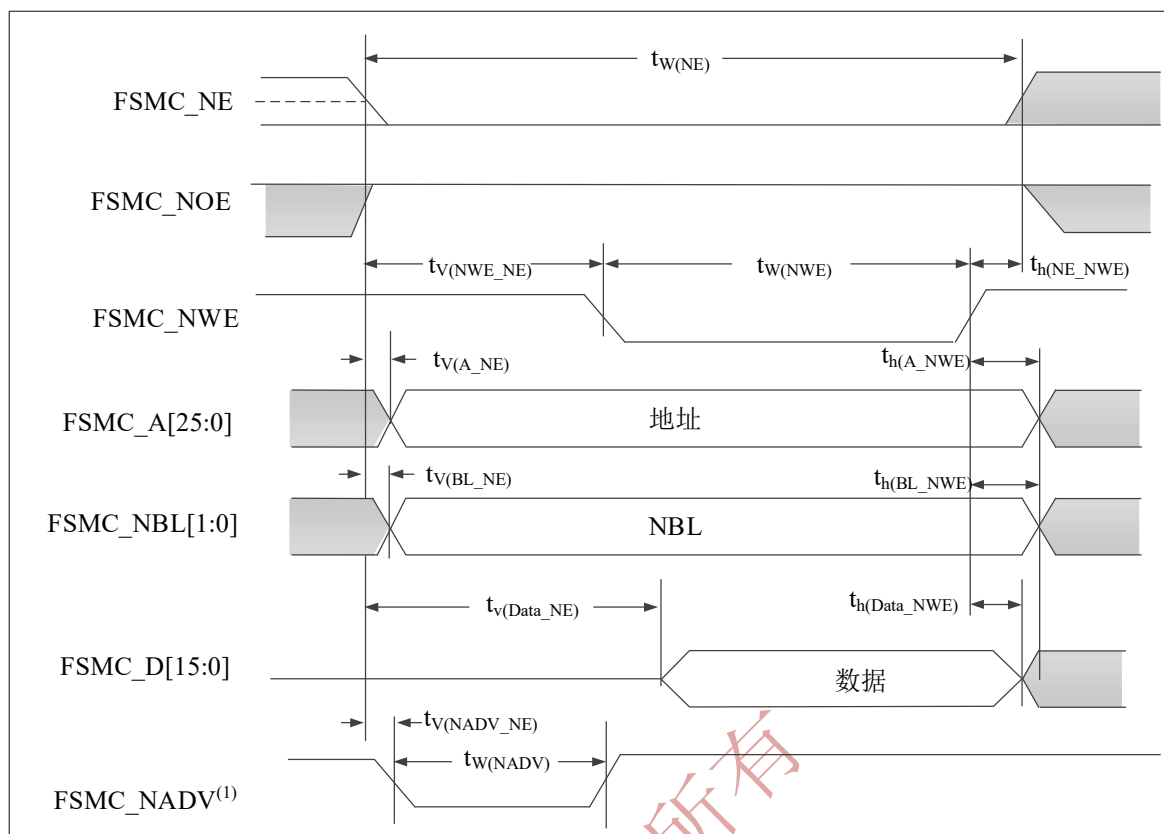


图 17 异步非总线复用的 SRAM/PSRAM/NOR 写操作波形

1. 只适于模式2/B、C和D。在模式1，不使用FSMC\_NADV。

表 30 异步非总线复用的 SRAM/PSRAM/NOR 写操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{W(NE)}$	FSMC_NE低时间	$3T_{HCLK}-1$	$3T_{HCLK}+2$	ns
$t_{V(NWE\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NWE低	$T_{HCLK}-0.5$	$T_{HCLK}+1.5$	
$t_{W(NWE)}$	FSMC_NWE低时间	$T_{HCLK}-0.5$	$T_{HCLK}+1.5$	
$t_{h(NE\_NWE)}$	FSMC_NWE高至FSMC_NE高保持时间	$T_{HCLK}$	-	
$t_{V(A\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_A有效	-	7.5	
$t_{h(A\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的地址保持时间	$T_{HCLK}$	-	
$t_{V(BL\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_BL有效	-	0	
$t_{h(BL\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的FSMC_BL保持时间	$T_{HCLK}-0.5$	-	
$t_{V(Data\_NE)}$	FSMC_NEx低至数据有效	-	$T_{HCLK}+7$	
$t_{h(Data\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的数据保持时间	$T_{HCLK}$	-	
$t_{V(NADV\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NADV低	-	5.5	
$t_{W(NADV)}$	FSMC_NADV低时间	-	$T_{HCLK}+1.5$	

1.  $C_L = 15 \text{ pF}$

2. 由综合评估得出，不在生产中测试

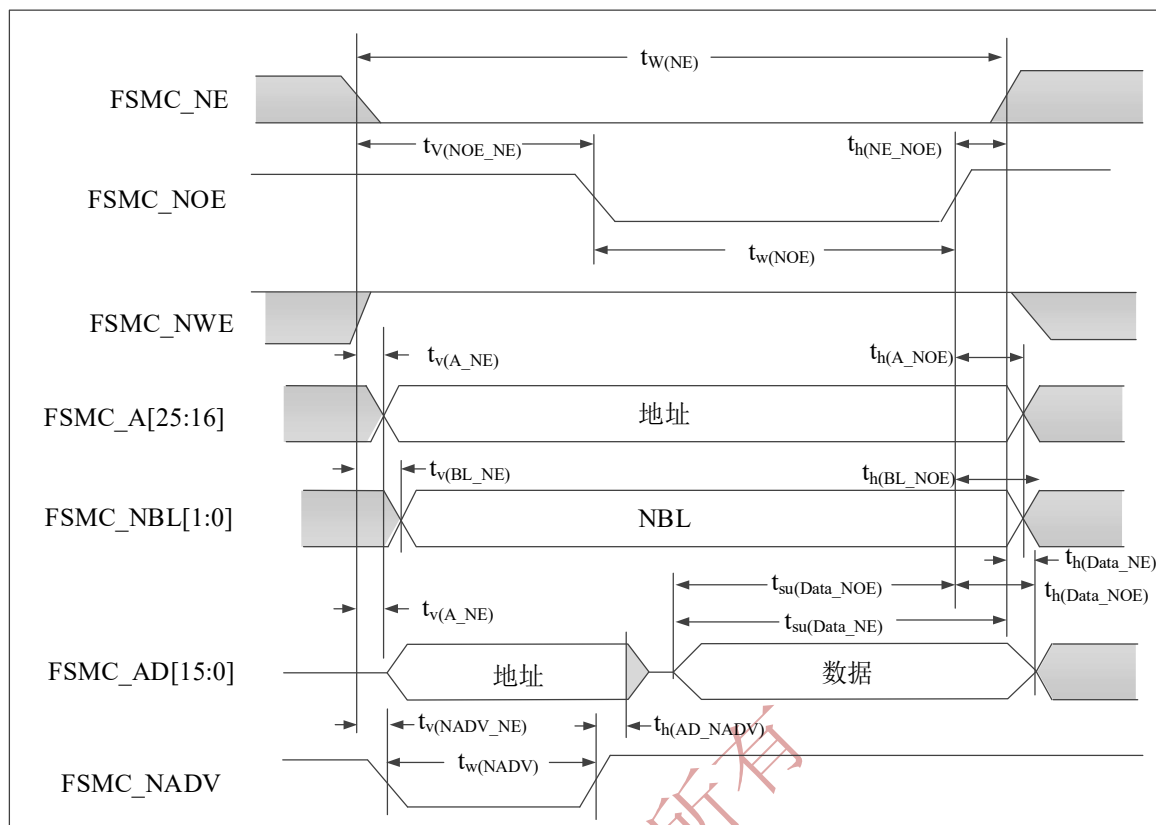


图 18 异步总线复用的 PSRAM/NOR 读操作波形

表 31 异步总线复用的 PSRAM/NOR 读操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{w(NE)}$	FSMC_NE低时间	$7T_{HCLK}-2$	$7T_{HCLK}+2$	ns
$t_{v(NOE\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NOE低	$3T_{HCLK}-0.5$	$3T_{HCLK}+1.5$	
$t_{w(NOE)}$	FSMC_NOE低时间	$4T_{HCLK}-1$	$4T_{HCLK}+2$	
$t_{h(NE\_NOE)}$	FSMC_NOE高至FSMC_NE高保持时间	-1	-	
$t_{v(A\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_A有效	-	0	
$t_{h(NADV\_NE)}$	FSMC_NOE低至FSMC_NADV低	3	5	
$t_{w(NADV)}$	FSMC_NADV低时间	$T_{HCLK}-1.5$	$T_{HCLK}+1.5$	
$t_{h(AD\_NADV)}$	FSMC_NADV高之后FSMC_AD(地址)有效保持时间	$T_{HCLK}$	-	
$t_{h(A\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的地址保持时间	$T_{HCLK}-2$	-	
$t_{h(BL\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的FSMC_BL保持时间	0	-	
$t_{v(BL\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_BL有效	-	0	
$t_{su(Data\_NE)}$	数据至FSMC_NEx高的建立时间	$2T_{HCLK}+24$	-	
$t_{su(Data\_NOE)}$	数据至FSMC_NOEx高的建立时间	$2T_{HCLK}+25$	-	
$t_{h(Data\_NE)}$	FSMC_NEx高之后的数据保持时间	0	-	
$t_{h(Data\_NOE)}$	FSMC_NOE高之后的数据保持时间	0	-	

1.  $C_L = 15 \text{ pF}$ 

2. 由综合评估得出, 不在生产中测试

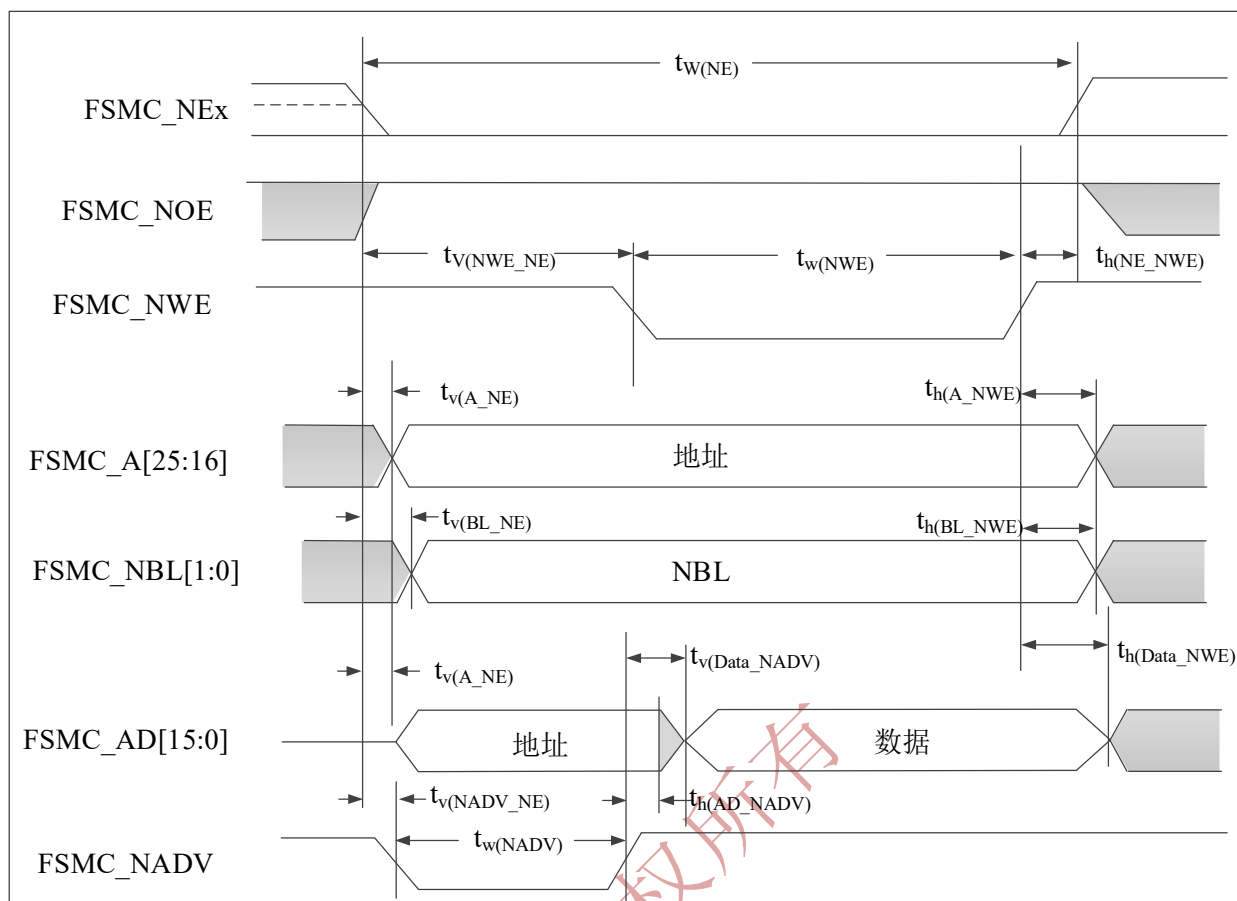


图 19 异步总线复用的 PSRAM/NOR 写操作波形

表 32 异步总线复用的 PSRAM/NOR 写操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{W(NE)}$	FSMC_NEx低时间	$5T_{HCLK}-1$	$5T_{HCLK}+2$	ns
$t_{V(NWE\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_NWE低	$2T_{HCLK}$	$2T_{HCLK}+1$	
$t_{W(NWE)}$	FSMC_NWE低时间	$2T_{HCLK}-1$	$2T_{HCLK}+2$	
$t_{h(NE\_NWE)}$	FSMC_NWE高至FSMC_NE高保持时间	$T_{HCLK}-1$	-	
$t_{V(A\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_A有效	-	7	
$t_{V(NADV\_NE)}$	FSMC_NWx低至FSMC_NADV低	3	5	
$t_{W(NADV)}$	FSMC_NADV低时间	$T_{HCLK}-1$	$T_{HCLK}+1$	
$t_{h(AD\_NADV)}$	FSMC_NADV高之后FSMC_AD(地址)有效保持时间	$T_{HCLK}-3$	-	
$t_{h(A\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的地址保持时间	$4T_{HCLK}$	-	
$t_{V(BL\_NE)}$	FSMC_NEx低至FSMC_BL有效	-	1.6	
$t_{h(BL\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的FSMC_BL保持时间	$T_{HCLK}-1.5$	-	
$t_{V(Data\_NADV)}$	FSMC_NADV高至数据保持时间	-	$T_{HCLK}+1.5$	
$t_{h(Data\_NWE)}$	FSMC_NWE高之后的数据保持时间	$T_{HCLK}-5$	-	

1.  $V_{DDIO}=3.3V$ ,  $C_L=15\text{ pF}$ 

2. 由综合评估得出, 不在生产中测试

## 同步波形和时序

图 16 至图 19 显示了异步的波形，表 29 至表 32 给出了相应的时序。这些表格中的结果是按照下述 FSMC 配置得到：

- BurstAccessMode = FSMC\_BurstAccessMode\_Enable，使能突发传输模式
- MemoryType = FSMC\_MemoryType\_CRAM，存储器类型为 CRAM
- WriteBurst = FSMC\_WriteBurst\_Enable，使能突发写操作
- CLKDivision = 1, (0 是不支持的，参见 CKS32F10xxx 参考手册)
- 使用 NOR 闪存时，DataLatency = 1；使用 PSRAM 时，DataLatency = 0

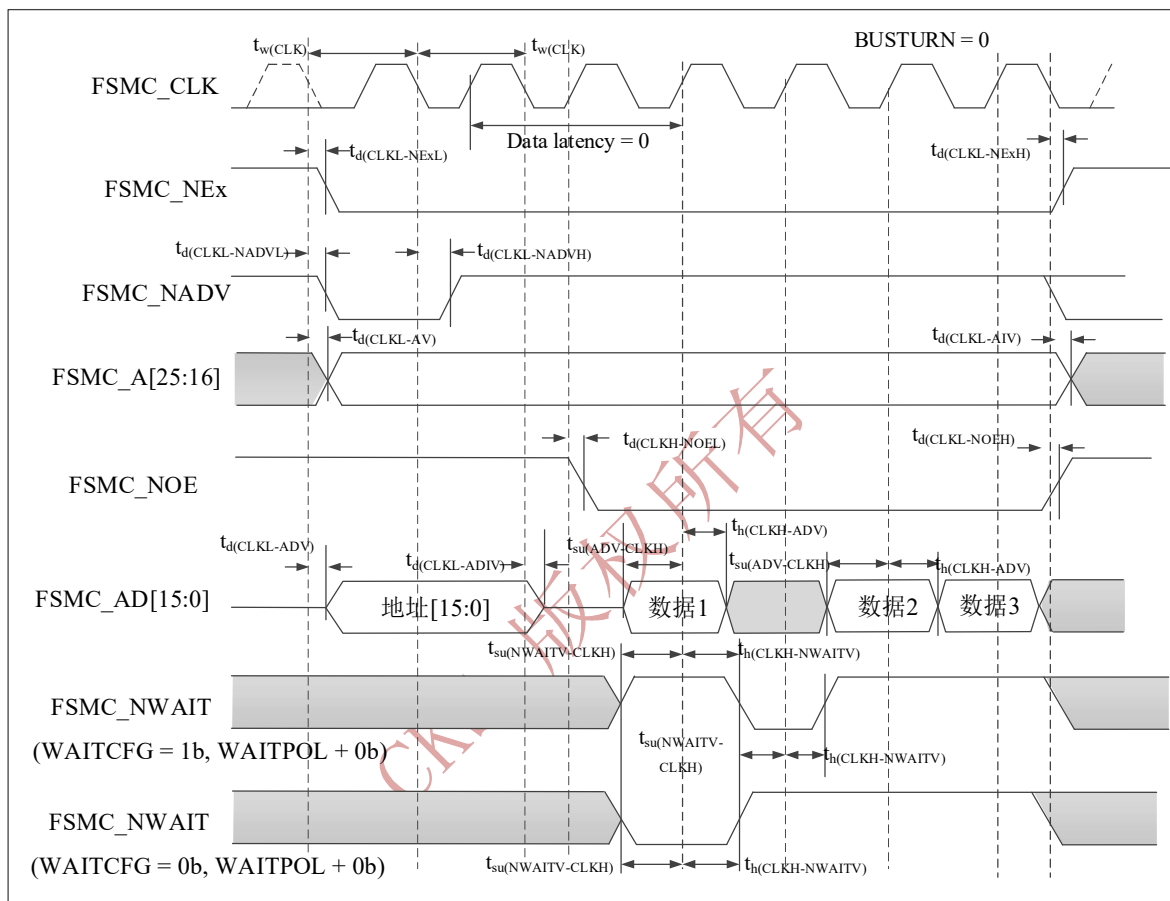


图 20 同步总线复用 NOR/PSRAM 读时序

表 33 同步总线复用的 PSRAM/NOR 读操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_w(\text{CLK})$	FSMC_CLK周期	27.7	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NExL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx低( $x = 0 \dots 2$ )	-	1.5	
$t_d(\text{CLKL\_NExH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx高( $x = 0 \dots 2$ )	2	-	
$t_d(\text{CLKL\_NADVL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV低	-	4	
$t_d(\text{CLKL\_NADVH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV高	5	-	
$t_d(\text{CLKL\_AV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax有效( $x = 16 \dots 25$ )	-	0	
$t_d(\text{CLKL\_AIV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax无效( $x = 16 \dots 25$ )	2	-	
$t_d(\text{CLKL\_NOEL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NOE低	-	1	
$t_d(\text{CLKL\_NOEH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NOE高	1.5	-	

$t_d(\text{CLKL\_ADV})$	FSMC_CLK低至FSMC_AD[15: 0]有效	-	12	
$t_d(\text{CLKL\_ADIV})$	FSMC_CLK低至FSMC_AD[15: 0]无效	0	-	
$t_{su}(\text{ADV\_CLKH})$	FSMC_CLK高之前FSMC_AD[15: 0]有效数据	6	-	
$t_h(\text{CLKH-ADV})$	FSMC_CLK高之后FSMC_AD[15: 0]有效数据	0	-	
$t_{su}(\text{NWAITV-CLKH})$	FSMC_CLK高之前FSMC_NWAIT有效	8	-	
$t_h(\text{CLKH-NWAITV})$	FSMC_CLK高之后FSMC_NWAIT有效	2	-	

1.  $V_{DD\_IO}=3.3V$ ,  $C_L=15pF$
2. 由综合评估得出, 不在生产中测试

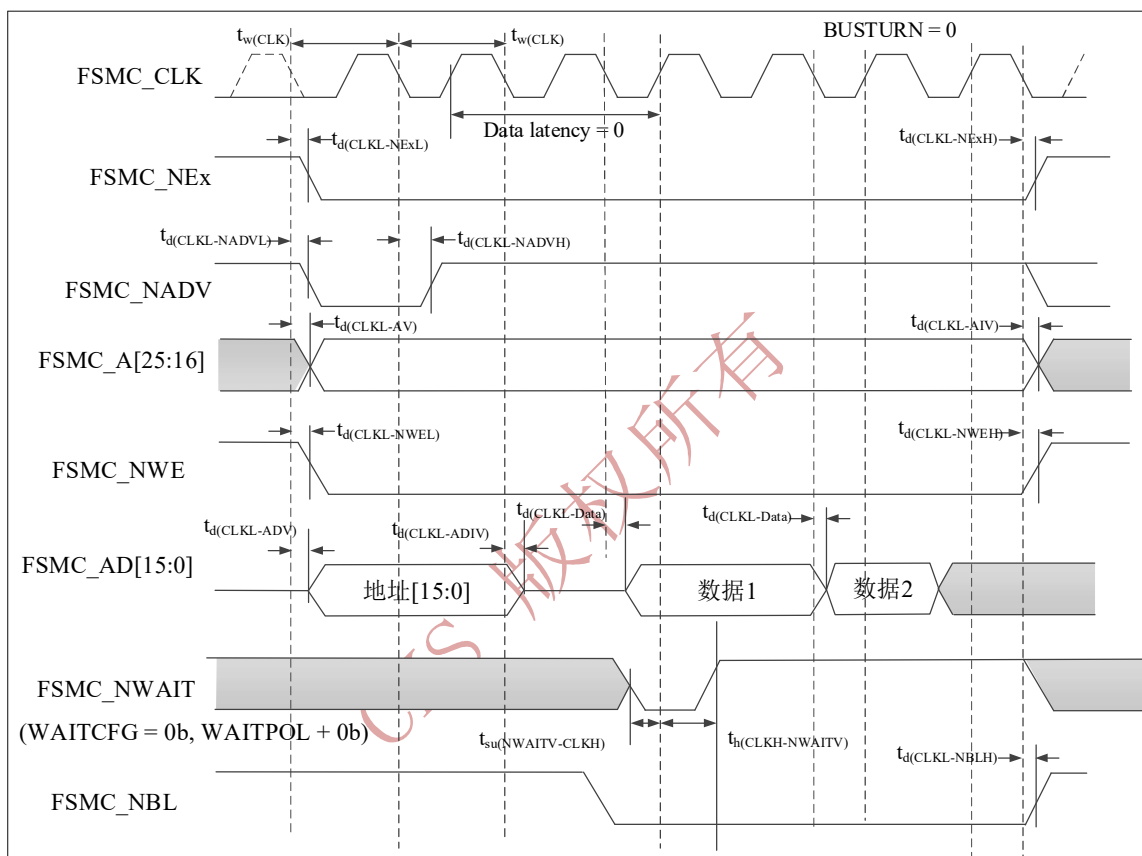


图 21 同步总线复用 PSRAM 写时序

表 34 同步总线复用的 PSRAM 写操作时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_w(\text{CLK})$	FSMC_CLK周期	27.7	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NExL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx低( $x=0\dots2$ )	-	2	ns
$t_d(\text{CLKL\_NExH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx高( $x=0\dots2$ )	2	2	ns
$t_d(\text{CLKL\_NADVL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV低	-	4	ns
$t_d(\text{CLKL\_NADVH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV高	5	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_AV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax有效( $x=16\dots25$ )	-	0	ns
$t_d(\text{CLKL\_AIV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax无效( $x=16\dots25$ )	2	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NWEL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NWE低	-	1	ns
$t_d(\text{CLKH\_NWEH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NWE高	1	-	ns



$t_d(\text{CLKL\_ADV})$	FSMC_CLK低至FSMC_AD[15: 0]有效	-	12	ns
$t_d(\text{CLKL\_ADIV})$	FSMC_CLK低至FSMC_AD[15: 0]无效	3	-	ns
$t_d(\text{CLKL-Data})$	FSMC_CLK低之后FSMC_AD[15: 0]有效	-	6	ns
$t_d(\text{CLKL-NBLH})$	FSMC_CLK低到FSMC_NBL高	1	-	ns
$t_{su}(\text{NWAITV-CLKH})$	FSMC_CLK高之前FSMC_NWAIT有效	7	-	ns
$t_h(\text{CLKH-NBLH})$	FSMC_CLK高之后FSMC_NWAIT有效	2	-	ns

1.  $C_L = 15 \text{ pF}$
2. 由综合评估得出, 不在生产中测试

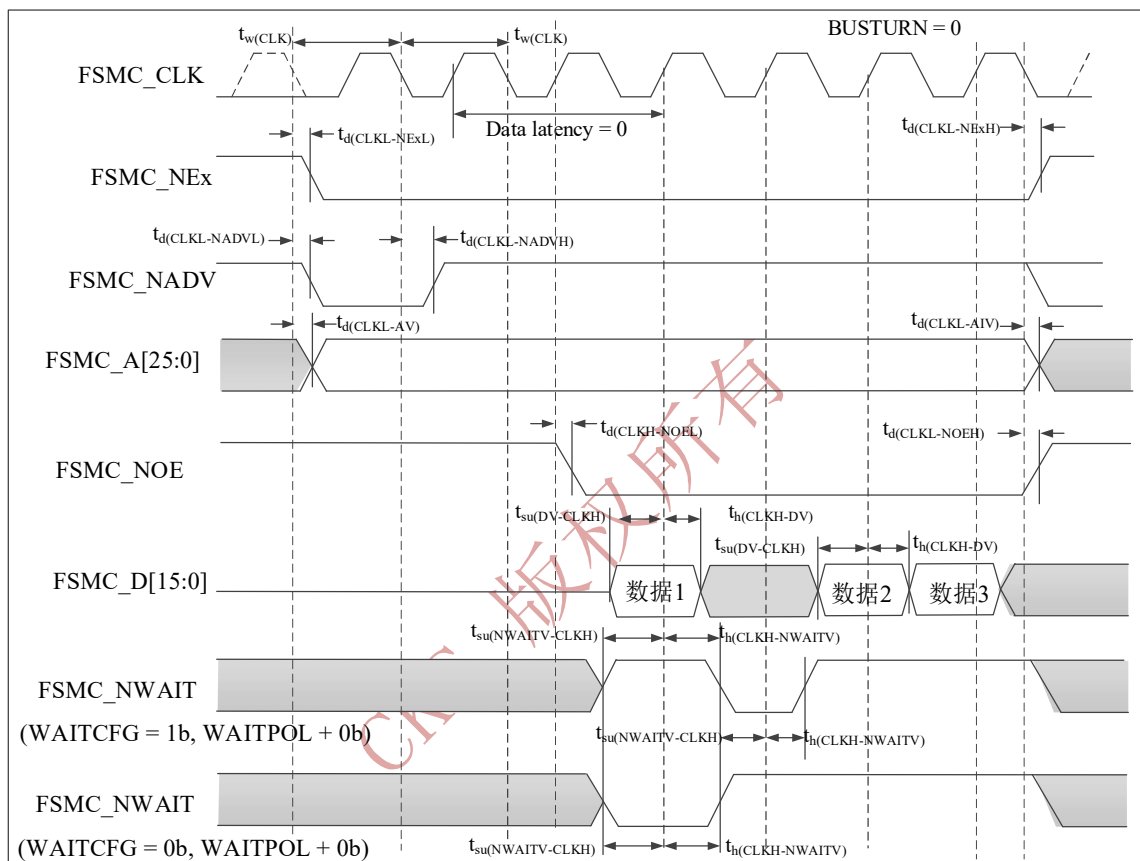


图 22 同步非总线复用 NOR/PSRAM 读时序

表 35 同步非总线复用 NOR/PSRAM 读时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_w(\text{CLK})$	FSMC_CLK周期	27.7	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NExL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx低( $x = 0 \dots 2$ )	-	1.5	ns
$t_d(\text{CLKL\_NExH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx高( $x = 0 \dots 2$ )	2	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NADV})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV低	-	4	ns
$t_d(\text{CLKL\_NADVH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV高	5	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_AV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax有效( $x = 0 \dots 25$ )	-	0	ns
$t_d(\text{CLKL\_AIV})$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax无效( $x = 0 \dots 25$ )	4	-	ns
$t_d(\text{CLKL\_NOEL})$	FSMC_CLK低至FSMC_NOE低	-	1.5	ns
$t_d(\text{CLKL\_NOEH})$	FSMC_CLK低至FSMC_NOE高	1.5	-	ns

$t_{su}(DV\_CLKH)$	FSMC_CLK高之前FSMC_D[15: 0]有效数据	6.5	-	ns
$t_h(CLKH-DV)$	FSMC_CLK高之后FSMC_D[15: 0]有效数据	7	-	ns
$t_{su}(NWAITV-CLKH)$	FSMC_CLK高之前FSMC_NWAIT有效	7	-	ns
$t_h(CLKH-NWAITV)$	FSMC_CLK高之后FSMC_NWAIT有效	2	-	ns

1.  $C_L = 15\text{ pF}$
2. 由综合评估得出，不在生产中测试

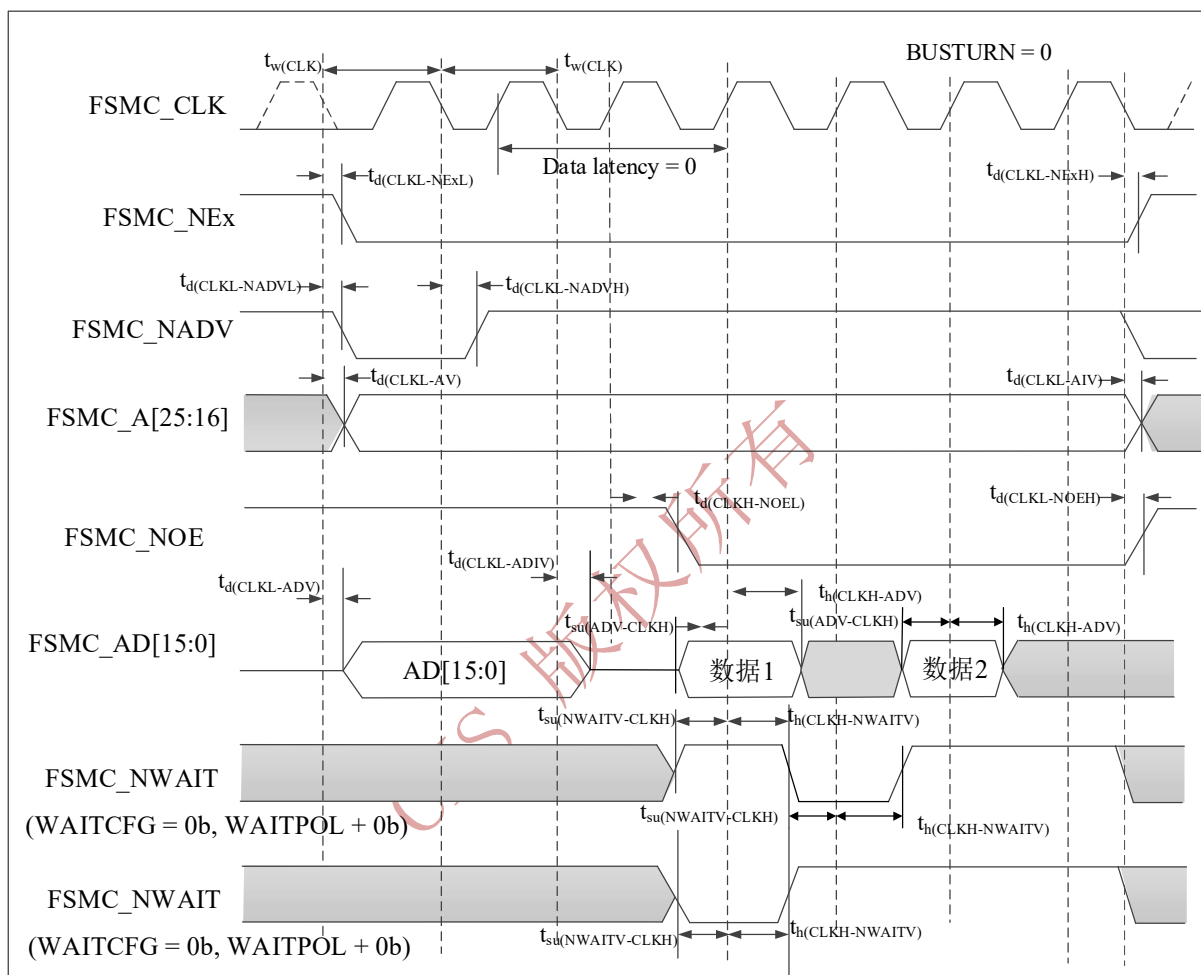


图 23 同步非总线复用 PSRAM 写时序

表 36 同步非总线复用 PSRAM 写时序<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_w(CLK)$	FSMC_CLK周期	27.7	-	ns
$t_d(CLKL\_NExL)$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx低( $x = 0 \dots 2$ )	-	2	ns
$t_d(CLKL\_NExH)$	FSMC_CLK低至FSMC_NEx高( $x = 0 \dots 2$ )	2	-	ns
$t_d(CLKL\_NADV)$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV低	-	4	ns
$t_d(CLKL\_NADVH)$	FSMC_CLK低至FSMC_NADV高	5	-	ns
$t_d(CLKL\_AV)$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax有效( $x = 16 \dots 25$ )	-	0	ns
$t_d(CLKL\_AIV)$	FSMC_CLK低至FSMC_Ax无效( $x = 16 \dots 25$ )	2	-	ns
$t_d(CLKL\_NWE)$	FSMC_CLK低至FSMC_NWE低	-	1	ns

$t_{d(CLKL\_NWEH)}$	FSMC_CLK低至FSMC_NWE高	1	-	ns
$t_{d(CLKL\_Data)}$	FSMC_CLK低之后FSMC_D[15: 0]有效数据	-	6	ns
$t_{d(CLKL\_NBLH)}$	FSMC_CLK低至FSMC_NBL高	1	-	ns
$t_{su(NWAITV\_CLKH)}$	FSMC_CLK高之前FSMC_NWAIT有效	7	-	ns
$t_{h(CLKH\_NWAITV)}$	FSMC_CLK高之后FSMC_NWAIT有效	2	-	ns

1.  $C_L = 15 \text{ pF}$
2. 由综合评估得出，不在生产中测试

## PC卡/CF卡控制器波形和时序

图 24至图 29显示了同步的波形，表 37给出了相应的时序。这些表格中的结果是按照下述FSMC配置得到：

- COM.FSMC\_SetupTime = 0x04;
- COM.FSMC\_WaitSetupTime = 0x07;
- COM.FSMC\_HoldSetupTime = 0x04;
- COM.FSMC\_HiZSetupTime = 0x00;
- ATT.FSMC\_SetupTime = 0x04;
- ATT.FSMC\_WaitSetupTime = 0x07;
- ATT.FSMC\_HoldSetupTime = 0x04;
- ATT.FSMC\_HiZSetupTime = 0x00;
- IO.FSMC\_SetupTime = 0x04;
- IO.FSMC\_WaitSetupTime = 0x07;
- IO.FSMC\_HoldSetupTime = 0x04;
- IO.FSMC\_HiZSetupTime = 0x00;
- TCLRSetupTime = 0;
- TARSetupTime = 0;

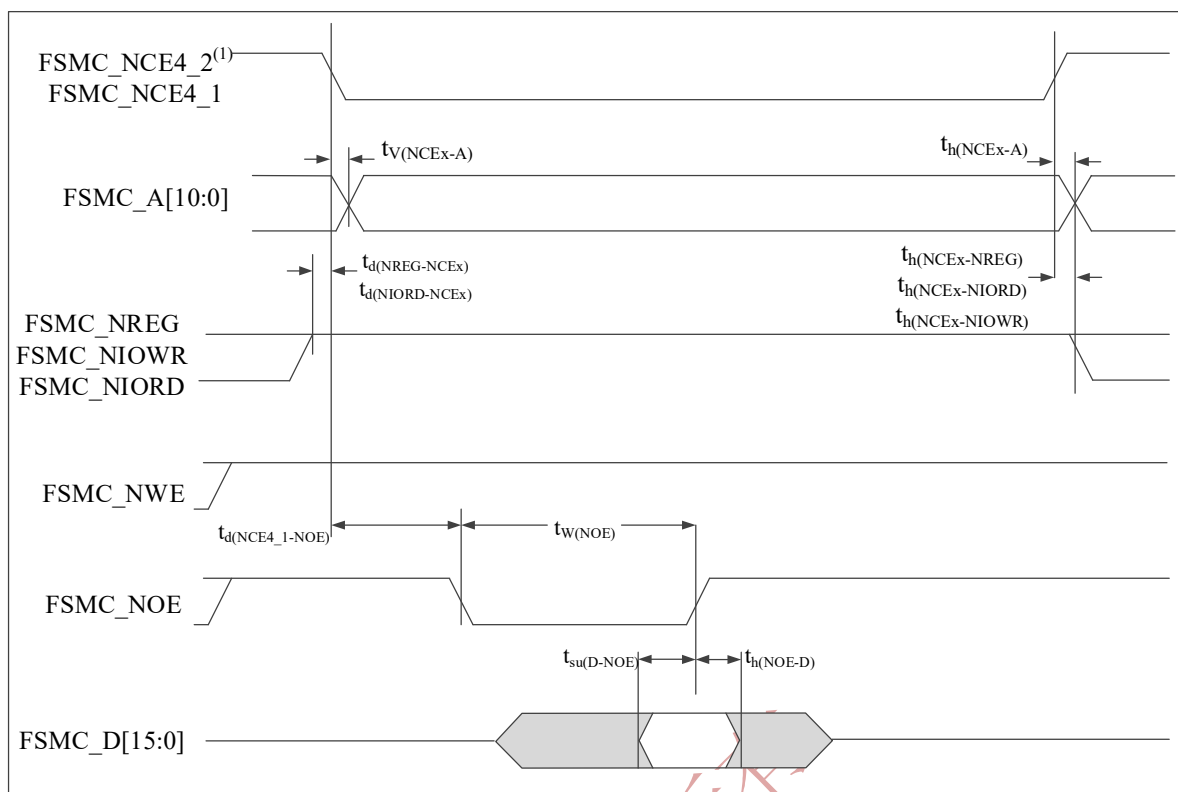


图 24 通用存储空间读操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形

1. FSMC\_NCE4\_2保持低(8位操作时为无效状态)。

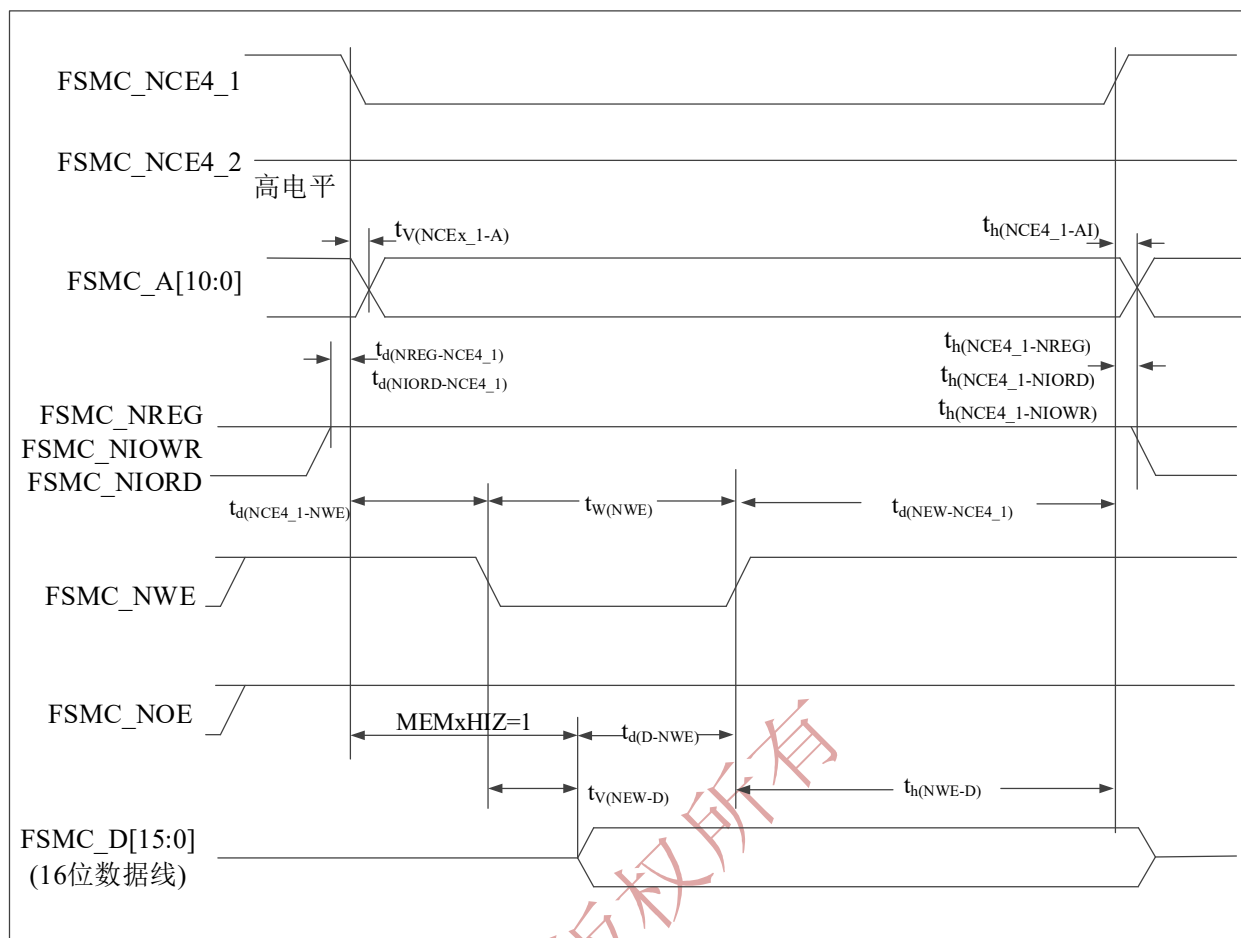


图 25 通用存储空间写操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形

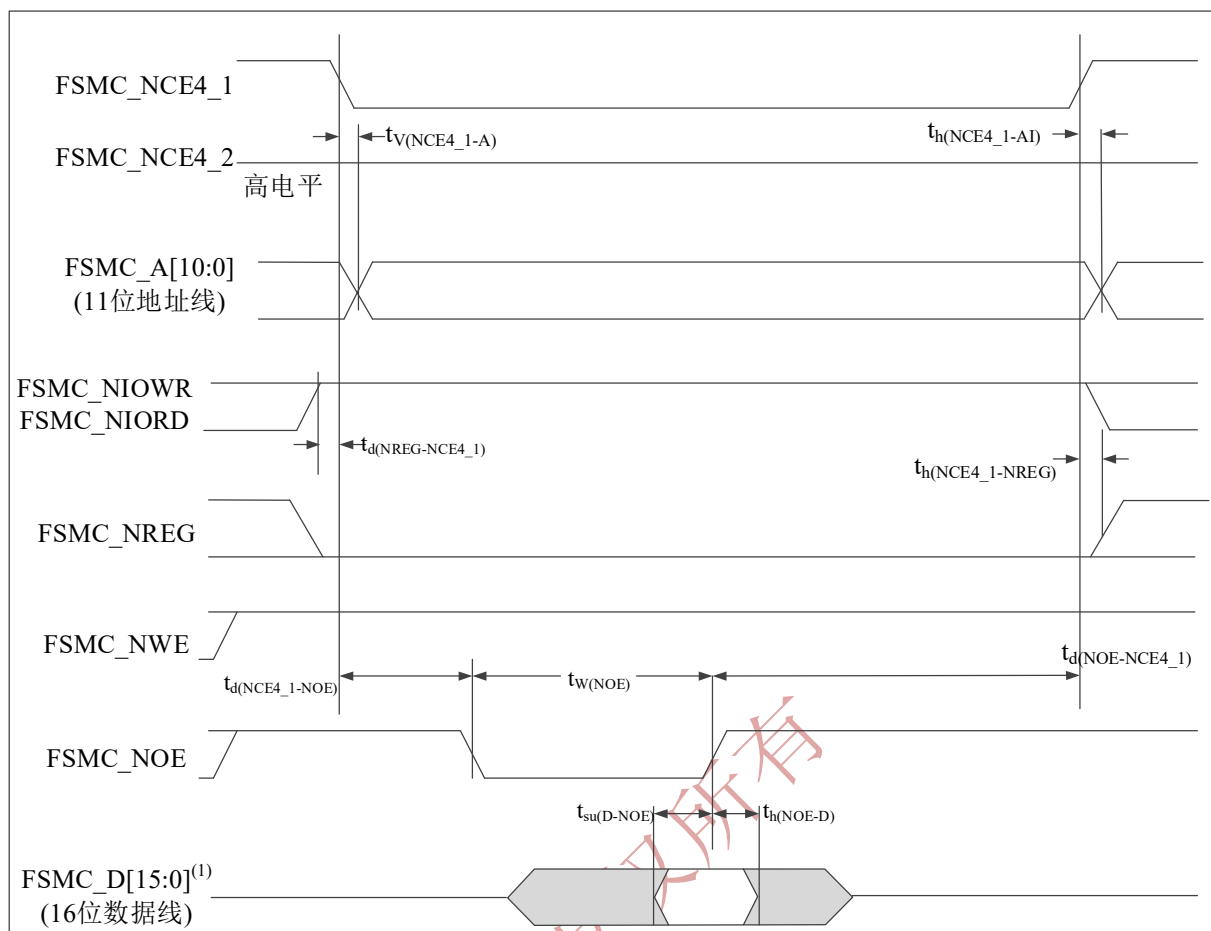


图 26 属性存储空间读操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形

1. 只使用数据位0~7(数据位8~15被丢弃)。

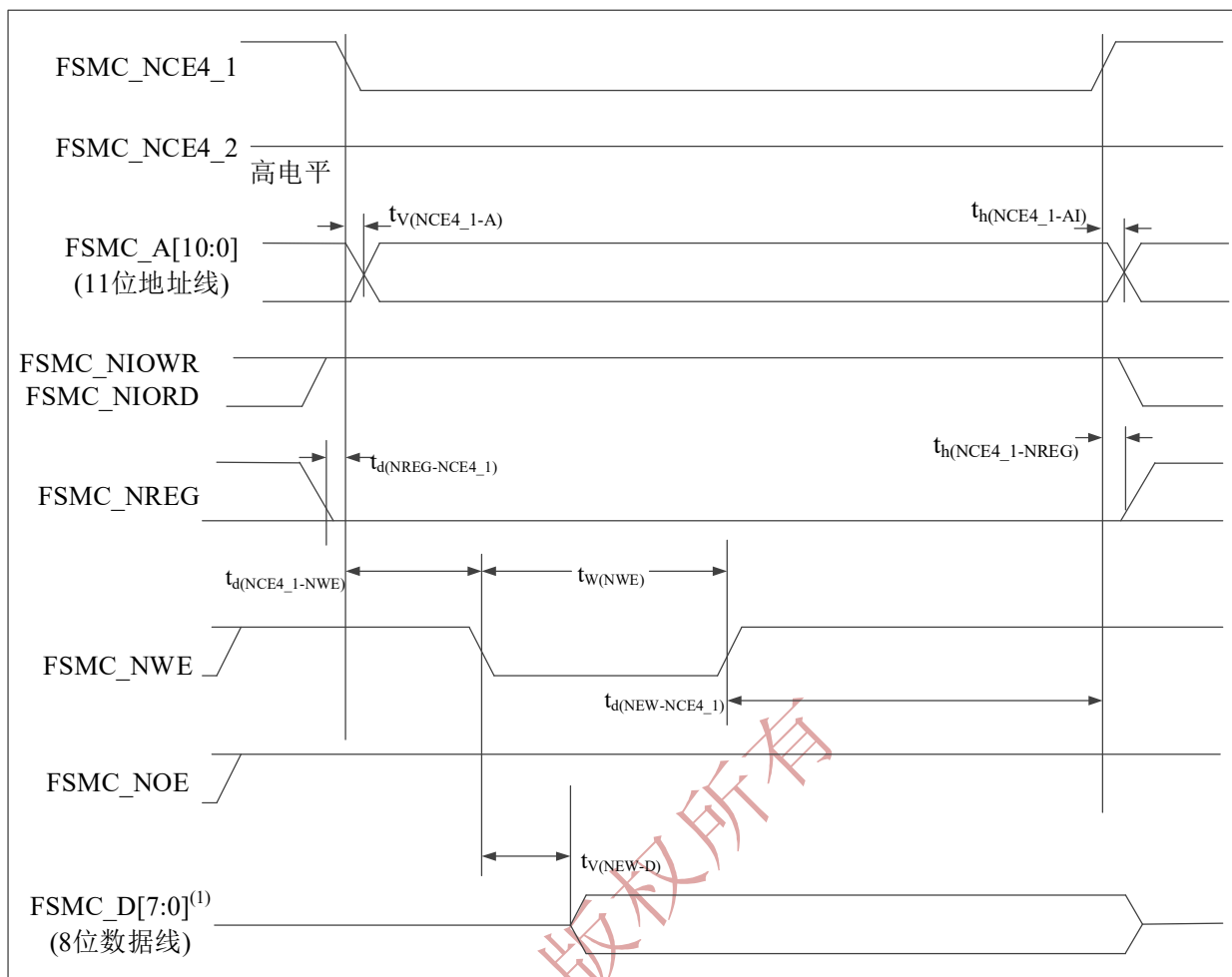


图 27 属性存储空间写操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形

1. 只输出数据位0~7(数据位8~15保持为高阻)。

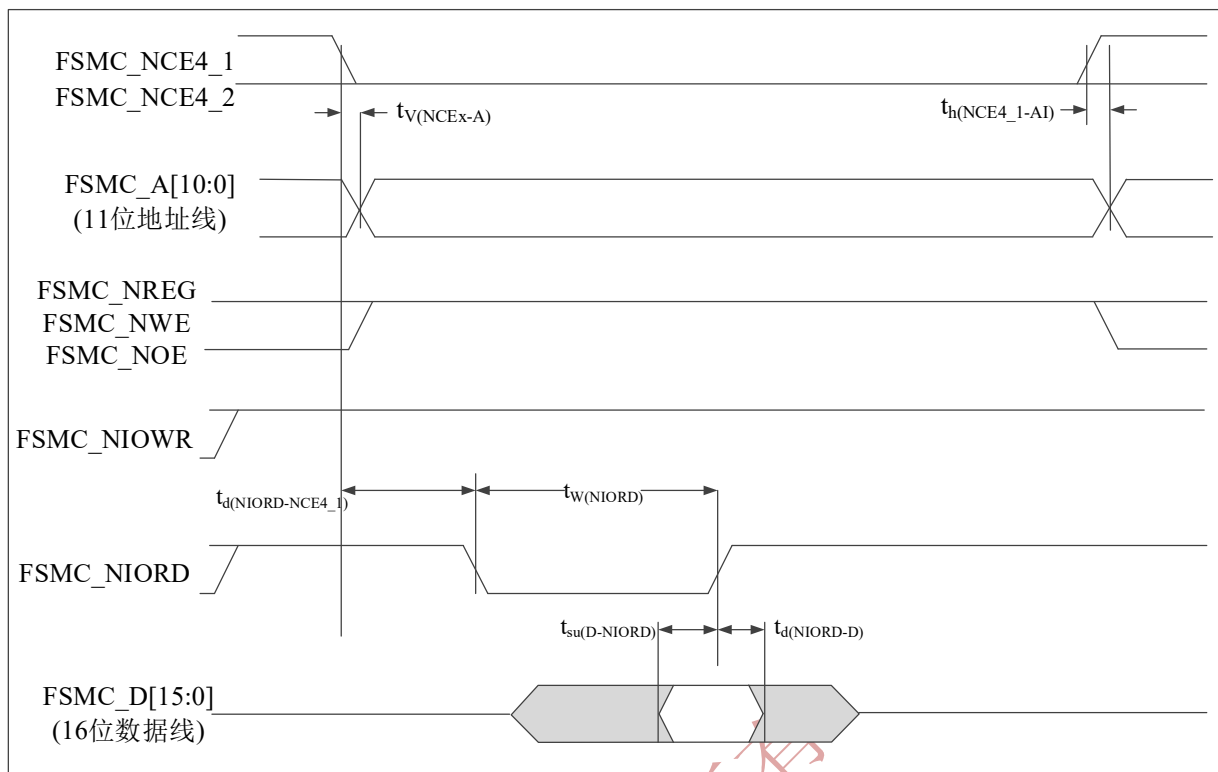


图 28 I/O 空间读操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形

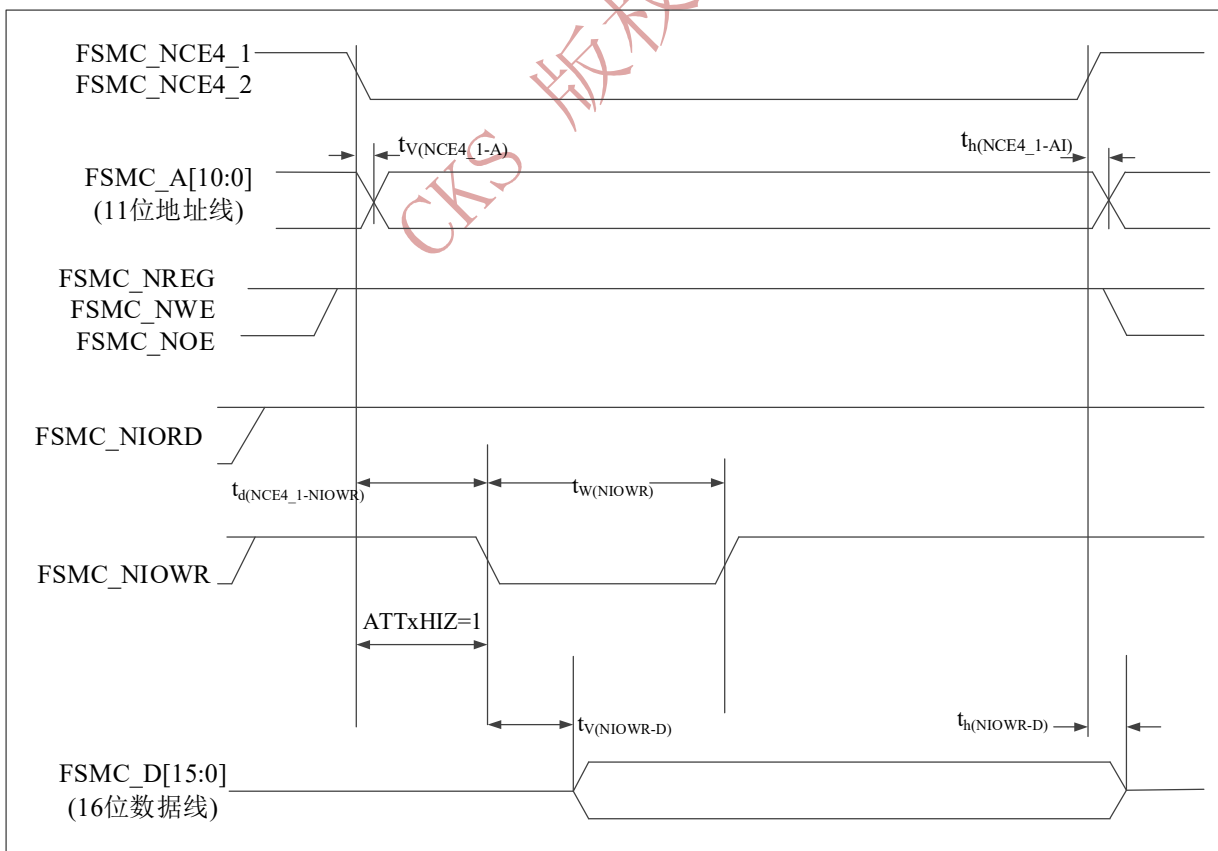


图 29 I/O 空间写操作的 PC 卡/CF 卡控制器波形



表 37 PC 卡/CF 卡读写周期参数<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{v(NCEx-A)}$ $t_{v(NCE4\_1-A)}$	FSMC_NCEx(x = 4_1/4_2)低至FSMC_Ay(y = 0...10)有效 FSMC_NCE4_1低至FSMC_Ay(y = 0...10)有效		0	ns
$t_{h(NCEx-AI)}$ $t_{h(NCE4\_1-AI)}$	FSMC_NCEx(x = 4_1/4_2)高至FSMC_Ax(x = 0...10)无效 FSMC_NCE4_1高至FSMC_Ax(x = 0...10)无效	2.5		ns
$t_{d(NREG-NCEx)}$ $t_{d(NREG-NCE4\_1)}$	FSMC_NCEx低至FSMC_NREG有效 FSMC_NCE4_1低至FSMC_NREG有效		5	ns
$t_{h(NCEx-NREG)}$ $t_{h(NCE4\_1-NREG)}$	FSMC_NCEx高至FSMC_NREG无效 FSMC_NCE4_1高至FSMC_NREG无效	$T_{HCLK}+3$		ns
$t_{d(NCE4\_1-NOE)}$	FSMC_NCE4_1低至FSMC_NOE低		$5T_{HCLK}+2$	ns
$t_{w(NOE)}$	FSMC_NOE低时间	$8T_{HCLK}-1.5$	$8T_{HCLK}+1$	ns
$t_{d(NOENCE4\_1)}$	FSMC_NOE高至FSMC_NCE4_1高	$5T_{HCLK}+2$		ns
$t_{su(D-NOE)}$	FSMC_NOE高之前FSMC_D[15:0]数据有效	25		ns
$t_{h(NOED)}$	FSMC_NOE高之后FSMC_D[15:0]数据有效	15		ns
$t_{w(NWE)}$	FSMC_NWE低时间	$8T_{HCLK}-1$	$8T_{HCLK}+2$	ns
$t_{d(NWENCE4\_1)}$	FSMC_NWE高至FSMC_NCE4_1高	$5T_{HCLK}+2$		ns
$t_{d(NCE4\_1-NWE)}$	FSMC_NCE4_1低至FSMC_NWE低		$5T_{HCLK}+1.5$	ns
$t_{v(NWED)}$	FSMC_NWE低至FSMC_D[15:0]有效		0	ns
$t_{h(NWED)}$	FSMC_NWE高至FSMC_D[15:0]无效	$11 T_{HCLK}$		ns
$t_{d(D-NWE)}$	FSMC_NWE高之前FSMC_D[15:0]有效	$13 T_{HCLK}$		ns
$t_{w(NIOWR)}$	FSMC_NIOWR低时间	$8T_{HCLK}+3$		ns
$t_{v(NIOWRD)}$	FSMC_NIOWR低至FSMC_D[15:0]有效		$5T_{HCLK}+1$	ns
$t_{h(NIOWRD)}$	FSMC_NIOWR高至FSMC_D[15:0]无效	$11 T_{HCLK}$		ns
$t_{d(NCE4\_1-NIOWR)}$	FSMC_NCE4_1低至FSMC_NIOWR有效		$5T_{HCLK}+3$	ns
$t_{h(NCEx-NIOWR)}$ $t_{h(NCE4\_1-NIOWR)}$	FSMC_NCEx高至FSMC_NIOWR无效 FSMC_NCE4_1高至FSMC_NIOWR无效	$5T_{HCLK}-5$		ns
$t_{d(NIORD-NCEx)}$ $t_{d(NIORD-NCE4\_1)}$	FSMC_NCEx低至FSMC_NIORD有效 FSMC_NCE4_1低至FSMC_NIORD有效		$5T_{HCLK}+2.5$	ns
$t_{h(NCEx-NIORD)}$ $t_{h(NCE4\_1-NIORD)}$	FSMC_NCEx高至FSMC_NIORD无效 FSMC_NCE4_1高至FSMC_NIORD无效	$5T_{HCLK}-5$		ns
$t_{su(D-NIORD)}$	FSMC_NIORD高之前FSMC_D[15:0]有效	4.5		ns
$t_{d(NIORD-D)}$	FSMC_NIORD高之后FSMC_D[15:0]有效	9		ns
$t_{w(NIORD)}$	FSMC_NIORD低时间	$8T_{HCLK}+2$		ns

1.  $C_L = 15pF$

2. 由综合评估得出，不在生产中测试

## NAND控制器波形和时序

显示了同步的波形，给出了相应的时序。这些表格中的结果是按照下述FSMC配置得到：

- COM.FSMC\_SetupTime = 0x01;
- COM.FSMC\_WaitSetupTime = 0x03;
- COM.FSMC\_HoldSetupTime = 0x02;
- COM.FSMC\_HiZSetupTime = 0x01;
- ATT.FSMC\_SetupTime = 0x01;
- ATT.FSMC\_WaitSetupTime = 0x03;
- ATT.FSMC\_HoldSetupTime = 0x02;
- ATT.FSMC\_HiZSetupTime = 0x01;
- Bank = FSMC\_Bank\_NAND;
- MemoryDataWidth = FSMC\_MemoryDataWidth\_16b;
- ECC = FSMC\_ECC\_Enable;
- MemoryDataWidth = FSMC\_MemoryDataWidth\_16b;
- ECC = FSMC\_ECC\_Enable
- ECCPageSize = FSMC\_ECCPageSize\_512Bytes;
- TCLRSetupTime = 0;
- TARSetupTime = 0;

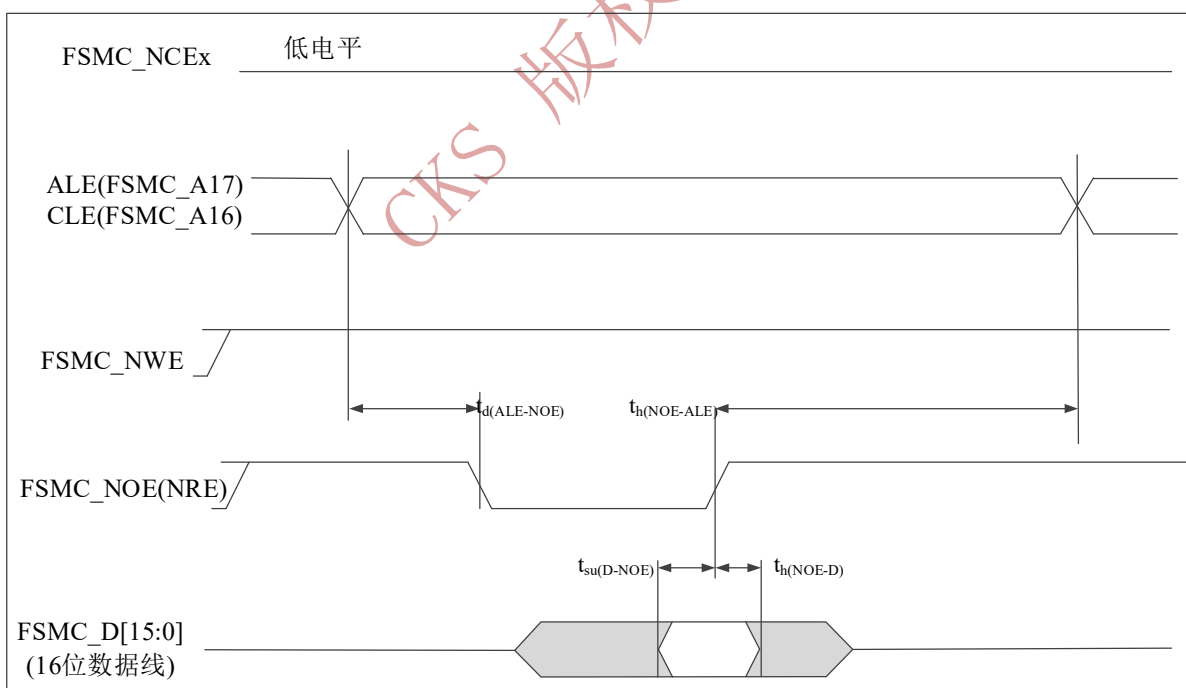


图 30 NAND 控制器读操作波形

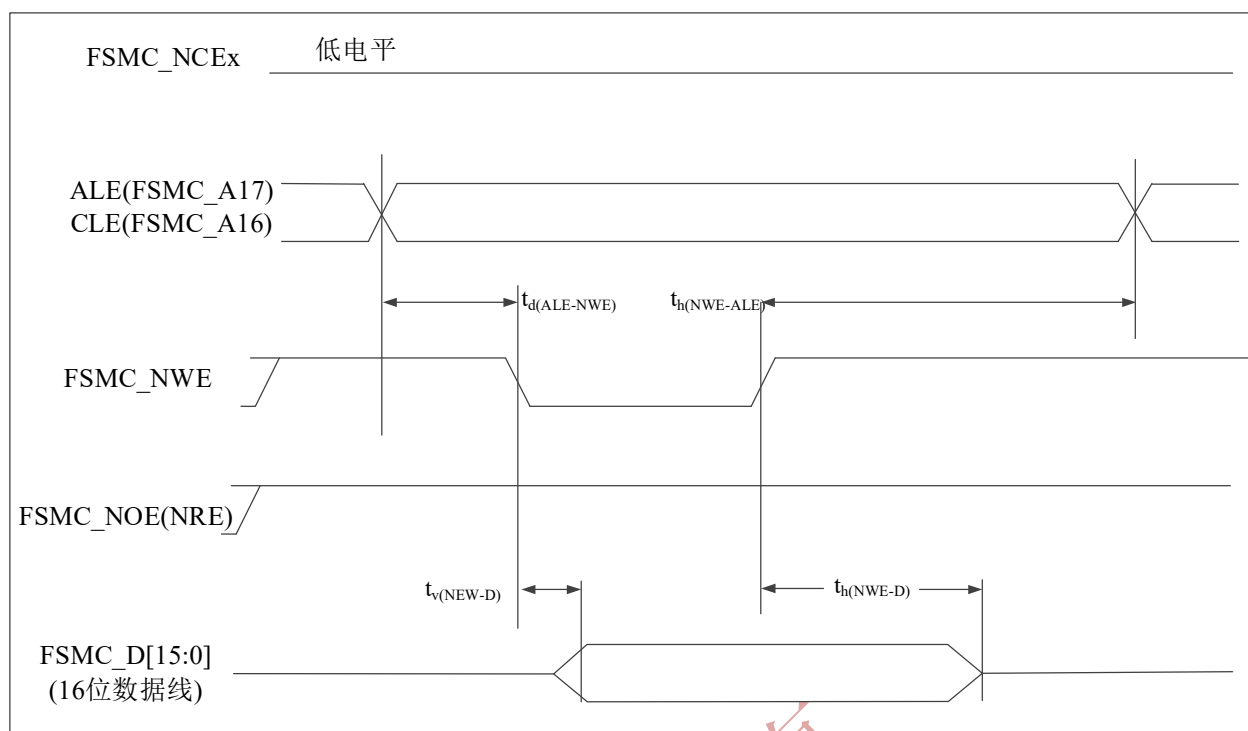


图 31 NAND 控制器写操作波形

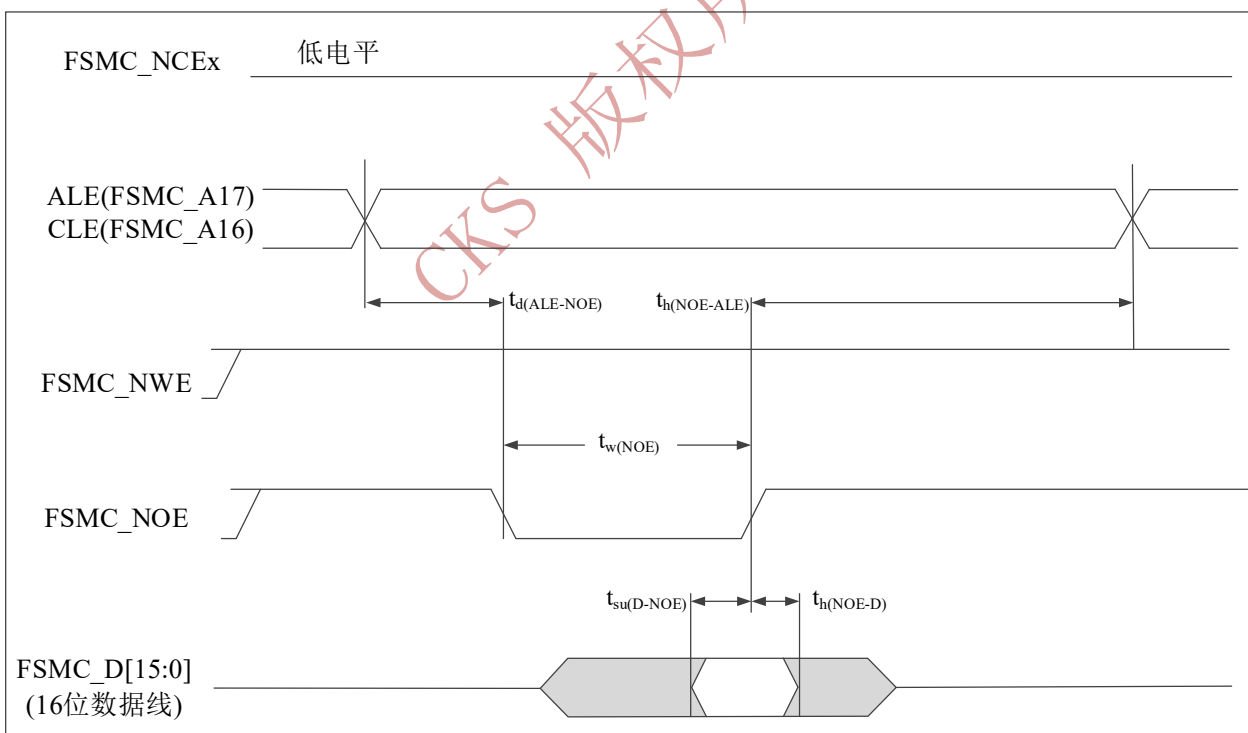


图 32 NAND 控制器在通用存储空间的读操作波形

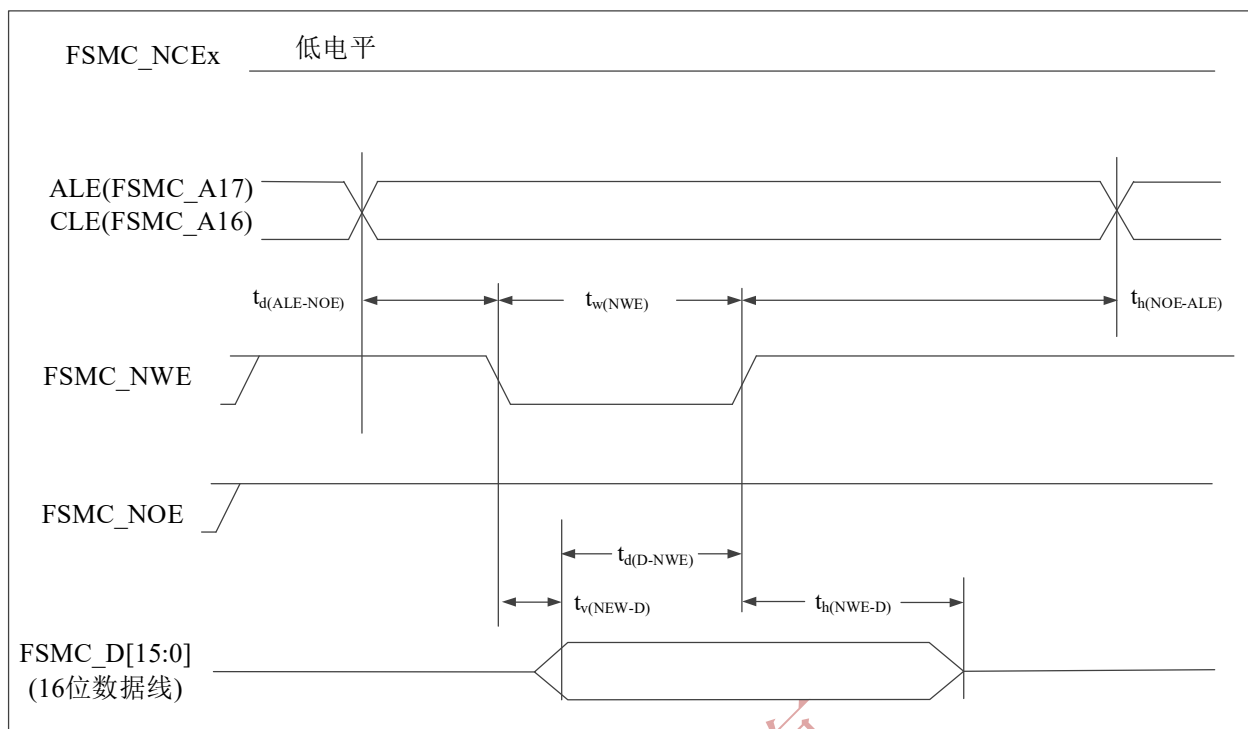


图 33 NAND 控制器在通用存储空间的写操作波形

表 38 NAND 闪存读写周期的时序特性<sup>(1)</sup>

符号	参数	最小值	最大值	单位
$t_{d(D-NWE)}^{(2)}$	FSMC_NWE高之前至FSMC_D[15: 0]数据有效	$6T_{HCLK}+12$		ns
$t_{w(NOE)}^{(2)}$	FSMC_NOE低时间	$4T_{HCLK}-1.5$	$4T_{HCLK}+1.5$	ns
$t_{su(D-NOE)}^{(2)}$	FSMC_NOE高之前至FSMC_D[15: 0]数据有效	25		ns
$t_{h(NOE-D)}^{(2)}$	FSMC_NOE高之后至FSMC_D[15: 0]数据有效	14		ns
$t_{w(NWE)}^{(2)}$	FSMC_NWE低时间	$4T_{HCLK}-1$	$4T_{HCLK}+2.5$	
$t_{v(NWE-D)}^{(2)}$	FSMC_NWE低至FSMC_D[15: 0]数据有效		0	
$t_{h(NWE-D)}^{(2)}$	FSMC_NWE高至FSMC_D[15: 0]数据无效	$10T_{HCLK}+4$		
$t_{d(ALE-NWE)}^{(3)}$	FSMC_NWE低之前至FSMC_ALE有效		$3T_{HCLK}+1.5$	
$t_{h(NWE-ALE)}^{(3)}$	FSMC_NWE高至FSMC_ALE无效	$3T_{HCLK}+4.5$		
$t_{d(ALE-NOE)}^{(3)}$	FSMC_NOE低之前至FSMC_ALE有效		$3T_{HCLK}+2$	
$t_{h(NOE-ALE)}^{(3)}$	FSMC_NOE高至FSMC_ALE无效	$3T_{HCLK}+4.5$		

1.  $V_{DD\_IO} = 3.3V$ ,  $C_L = 15Pf$
2. 由综合评估得出，不在生产中测试。
3. 由设计保证，不在生产中测试。

### 5.3.11 EMC 特性

敏感性测试是在产品的综合评估时抽样进行测试的。

#### 功能性 EMS(电磁敏感性)

当运行一个简单的应用程序时(通过 I/O 端口闪烁 2 个 LED)，测试样品被施加 2 种电磁干扰直到产生错误，LED 闪烁指示了错误的产生。

- **静电放电(ESD)**(正放电和负放电)施加到芯片所有的引脚直到产生功能性错误。这个测试符合 IEC61000-4-2 标准。
- **FTB**: 在  $V_{DD}$  和  $V_{SS}$  上通过一个 100pF 的电容器施加一个瞬变电压的脉冲群(正向和反向)直到产生功能性错误。这个测试符合 IEC61000-4-4 标准。

芯片复位可以使系统恢复正常操作。

测试结果列于下表中。

表 39 EMS 特性

符号	参数	条件	级别/类型
$V_{FESD}$	施加到任一 I/O 脚，从而导致功能错误的电压极限。	$V_{DD} = 3.3V$ , LQFP144, $T_A = +25^\circ C$ , $f_{HCLK} = 144MHz$ 。符合 IEC 61000-4-2	2B
$V_{EFTB}$	在 $V_{DD}$ 和 $V_{SS}$ 上通过 100pF 的电容器施加的、导致功能错误的瞬变脉冲群电压极限	$V_{DD} = 3.3V$ , LQFP144, $T_A = +25^\circ C$ , $f_{HCLK} = 144MHz$ 。符合 IEC 61000-4-4	4A

#### 设计牢靠的软件以避免噪声的问题

在器件级进行 EMC 的评估和优化，是在典型的应用环境中进行的。应该注意的是，好的 EMC 性能与用户应用和具体的软件密切相关。

因此，建议用户对软件实行 EMC 优化，并进行与 EMC 有关的认证测试。

#### 软件建议

软件的流程中必须包含程序跑飞的控制，如：

- 被破坏的程序计数器
- 意外的复位
- 关键数据被破坏(控制寄存器等.....)

#### 认证前的试验

很多常见的失效(意外的复位和程序计数器被破坏)，可以通过人工地在 NRST 上引入一个低电平或在晶振引脚上引入一个持续 1 秒的低电平而重现。

在进行 ESD 测试时，可以把超出应用要求的电压直接施加在芯片上，当检测到意外动作的地方，软件部分需要加强以防止发生不可恢复的错误。

#### 电磁干扰(EMI)

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE

在运行一个简单的应用程序时(通过 I/O 端口闪烁 2 个 LED)，监测芯片发射的电磁场。这个发射测试符合 SAE J1752/3 标准，这个标准规定了测试板和引脚的负载。

表 40 EMI 特性

符号	参数	条件	监测的频段	最大值( $f_{HSE}/f_{HCLK}$ )		单位
				8/48MHz	8/72MHz	
S <sub>EMI</sub>	峰值	V <sub>DD</sub> = 3.3 V, T <sub>A</sub> = 25°C, LQFP144 封装 符合 SAE J1752/3	0.1~30MHz	8	12	dBμV
			30~130MHz	31	21	
			130MHz~1GHz	28	33	
			SAM EMI 级别	4	4	-

### 5.3.12 绝对最大值(电气敏感性)

基于三个不同的测试(ESD, LU)，使用特定的测量方法，对芯片进行强度测试以决定它的电气敏感性方面的性能。

#### 静电放电(ESD)

静电放电(一个正的脉冲然后间隔一秒钟后一个负的脉冲)施加到所有样品的所有引脚上，样品的大小与芯片上供电引脚数目相关(3 片×(n+1)供电引脚)。这个测试符合 JESD22-A114/ C101 标准。

表 41 ESD 绝对最大值

符号	参数	条件	类型	最大值 <sup>(1)</sup>	单位
V <sub>ESD(HBM)</sub>	静电放电电压(人体模型)	T = +25 °C, 符合 JESD22-A114	2	2000	V
V <sub>ESD(CDM)</sub>	静电放电电压(充电设备模型)	T = +25 °C, 符合 JESD22-C101	II	500	

1. 由综合评估得出，不在生产中测试。

#### 静态栓锁

为了评估栓锁性能，需要在 6 个样品上进行 2 个互补的静态栓锁测试：

- 为每个电源引脚，提供超过极限的供电电压。
- 在每个输入、输出和可配置的 I/O 引脚上注入电流。

这个测试符合 EIA/JESD 78A 集成电路栓锁标准。

表 42 电气敏感性

符号	参数	条件	类型
LU	静态栓锁类	T = +105 °C, 符合 JESD78A	II 类 A

### 5.3.13 I/O 端口特性

#### 通用输入/输出特性

除非特别说明，表 43 列出的参数是按照表 8 的条件测量得到。所有的 I/O 端口都是兼容 CMOS 和 TTL。

表 43 I/O 静态特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$V_{IL}$	标准 I/O 脚，输入低电平电压	-	-0.3	-	$0.28^* (V_{DD} - 2V) + 0.8V$	V
	FT I/O 脚 <sup>(1)</sup> ，输入低电平电压		-0.3	-	$0.32^* (V_{DD} - 2V) + 0.75V$	
$V_{IH}$	标准 I/O 脚，输入高电平电压	-	$0.41^* (V_{DD} - 2V) + 1.3V$	-	$V_{DD} + 0.3$	
	FT I/O 脚 <sup>(1)</sup> ，输入高电平电压	-	$0.42^* (V_{DD} - 2V) + 1V$	-	5.5	
$V_{hys}$	标准 I/O 脚施密特触发器电压迟滞 <sup>(2)</sup>	-	90	-	-	mV
	5V 容忍 I/O 脚施密特触发器电压迟滞 <sup>(2)</sup>		$5\%V_{DD}^{(3)}$	-	-	
$I_{lk}$	输入漏电流 <sup>(4)</sup>	$V_{SS} \leq V_{IN} \leq V_{DD}$ 标准 I/O 端口	-	-	$\pm 1$	$\mu A$
		$V_{IN} = 5V$ , 5V 容忍端口	-	-	3	
$R_{PU}$	弱上拉等效电阻 <sup>(5)</sup>	$V_{IN} = V_{SS}$	30	44	52	k $\Omega$
$R_{PD}$	弱下拉等效电阻 <sup>(5)</sup>	$V_{IN} = V_{DD}$	30	44	52	
$C_{IO}$	I/O 引脚的电容	-	-	5	-	pF

1. FT = 5V 容忍。
2. 施密特触发器开关电平的迟滞电压。由综合评估得出，不在生产中测试。
3. 电压至少为 90mV。
4. 如果在相邻引脚有反向电流倒灌，则漏电流可能高于最大值。
5. 上拉和下拉电阻是设计为一个真正的电阻串联一个可开关的 PMOS/NMOS 实现。这个 PMON/NMOS 开关的电阻很小(约占 10%)。

所有 I/O 端口都是 CMOS 和 TTL 兼容(不需软件配置)，它们的特性考虑了多数严格的 CMOS 工艺或 TTL 参数：

- 对于  $V_{IH}$ ：
  - 如果  $V_{DD}$  介于[2.00V~3.08V]；使用 CMOS 特性但包含 TTL。
  - 如果  $V_{DD}$  介于[3.08V~3.60V]；使用 TTL 特性但包含 CMOS。
- 对于  $V_{IL}$ ：

- 如果  $V_{DD}$  介于[2.00V~2.28V]；使用 TTL 特性但包含 CMOS。
- 如果  $V_{DD}$  介于[2.28V~3.60V]；使用 CMOS 特性但包含 TTL。

## 输出驱动电流

GPIO(通用输入/输出端口)可以吸收或输出多达 $\pm 8\text{mA}$  电流，并且吸收+20mA 电流(不严格的  $V_{OL}$ )。

在用户应用中，I/O 脚的数目必须保证驱动电流不能超过 5.2 节给出的绝对最大额定值：

- 所有 I/O 端口从  $V_{DD}$  上获取的电流总和，加上 MCU 在  $V_{DD}$  上获取的最大运行电流，不能超过绝对最大额定值  $IV_{DD}$ (参见表 6)。
- 所有 I/O 端口吸收并从  $V_{SS}$  上流出的电流总和，加上 MCU 在  $V_{SS}$  上流出的最大运行电流，不能超过绝对最大额定值  $IV_{SS}$ (参见表 6)。

## 输出电压

除非特别说明，表 44 列出的参数是使用环境温度和  $V_{DD}$  供电电压符合表 8 的条件测量得到。所有的 I/O 端口都是兼容 CMOS 和 TTL 的。

表 44 输出电压特性

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$V_{OL}^{(1)}$	输出低电平，当 8 个引脚同时吸收电流	TTL 端口， $I_{IO} = +8\text{mA}$ $2.7\text{V} < V_{DD} < 3.6\text{V}$		0.4	V
$V_{OH}^{(2)}$	输出高电平，当 8 个引脚同时输出电流		$V_{DD}-0.4$		
$V_{OL}^{(1)}$	输出低电平，当 8 个引脚同时吸收电流	CMOS 端口， $I_{IO} = +8\text{mA}$ $2.7\text{V} < V_{DD} < 3.6\text{V}$		0.4	
$V_{OH}^{(2)(3)}$	输出高电平，当 8 个引脚同时输出电流		2.4		
$V_{OL}^{(1)(3)}$	输出低电平，当 8 个引脚同时吸收电流	$I_{IO} = +20\text{mA}$ $2.7\text{V} < V_{DD} < 3.6\text{V}$		1.3	
$V_{OH}^{(2)(3)}$	输出高电平，当 8 个引脚同时输出电流		$V_{DD}-1.3$		
$V_{OL}^{(1)(3)}$	输出低电平，当 8 个引脚同时吸收电流	$I_{IO} = +6\text{mA}$ $2\text{V} < V_{DD} < 2.7\text{V}$		0.4	
$V_{OH}^{(2)(3)}$	输出高电平，当 8 个引脚同时输出电流		$V_{DD}-0.4$		

1. 芯片吸收的电流  $I_{IO}$  必须始终遵循表 6 中给出的绝对最大额定值，同时  $I_{IO}$  的总和(所有 I/O 脚和控制脚)不能超过  $IV_{SS}$ 。
2. 芯片输出的电流  $I_{IO}$  必须始终遵循表 6 中给出的绝对最大额定值，同时  $I_{IO}$  的总和(所有 I/O 脚和控制脚)不能超过  $IV_{DD}$ 。
3. 由综合评估得出，不在生产中测试。

## 输入输出交流特性

输入输出交流特性的定义和数值分别在图 34 和表 45 给出。

除非特别说明，表 45 列出的参数是使用环境温度和供电电压符合表 8 的条件测量得到。

表 45 输入输出交流特性<sup>(1)</sup>

MODEx[1:0]	符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
10 (2MHz)	$f_{\max(IO)\text{out}}$	最大频率 <sup>(2)</sup>	$C_L = 50\text{ pF}, V_{DD} = 2\sim 3.6\text{V}$		2	MHz
	$t_{r(IO)\text{out}}$	输出高至低电平的下降时间	$C_L = 50\text{ pF}, V_{DD} = 2\sim 3.6\text{V}$		125 <sup>(3)</sup>	ns
	$t_{r(IO)\text{out}}$	输出低至高电平的上升时间			125 <sup>(3)</sup>	

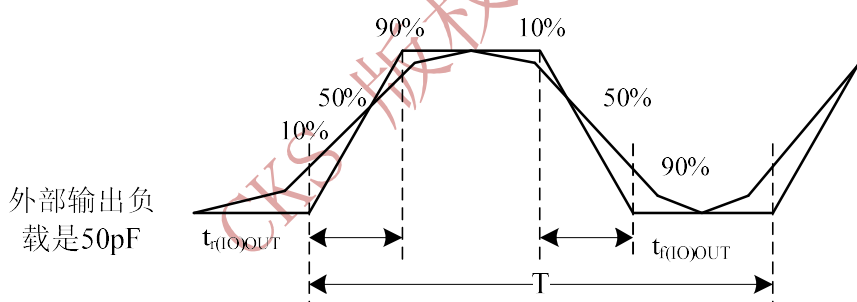


01 (10MHz)	$f_{\max(\text{IO})\text{out}}$	最大频率 <sup>(2)</sup>	$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2 \sim 3.6 \text{ V}$		10	MHz
	$t_{r(\text{IO})\text{out}}$	输出高至低电平的下降时间	$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2 \sim 3.6 \text{ V}$		25 <sup>(3)</sup>	ns
	$t_{r(\text{IO})\text{out}}$	输出低至高电平的上升时间			25 <sup>(3)</sup>	
11 (50MHz)	$f_{\max(\text{IO})\text{out}}$	最大频率 <sup>(2)</sup>	$C_L = 30 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		50	MHz
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		30	
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2 \sim 2.7 \text{ V}$		20	
	$t_{r(\text{IO})\text{out}}$	输出高至低电平的下降时间	$C_L = 30 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		5 <sup>(3)</sup>	ns
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		8 <sup>(3)</sup>	
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2 \sim 2.7 \text{ V}$		12 <sup>(3)</sup>	
	$t_{r(\text{IO})\text{out}}$	输出低至高电平的上升时间	$C_L = 30 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		5 <sup>(3)</sup>	
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2.7 \sim 3.6 \text{ V}$		8 <sup>(3)</sup>	
			$C_L = 50 \text{ pF}, V_{DD} = 2 \sim 2.7 \text{ V}$		12 <sup>(3)</sup>	
-	$t_{\text{EXTI}pw}$	EXTI 控制器检测到外部信号的脉冲宽度		10		ns

1. I/O 端口的速度可以通过 MODEx[1:0]配置。参见 CKS32F103xx 参考手册中有关 GPIO 端口配置寄存器的说明。

2. 最大频率在图 34 中定义。

3. 由设计保证，不在生产中测试。



如果  $(t_r + t_f) \leq 2/3T$ ，并且占空比为 (45-55%) 当负载为 50pF 时，达到最大频率

图 34 输入输出交流特性定义

### 5.3.14 NRST 引脚特性

NRST 引脚输入驱动使用 CMOS 工艺，它连接了一个不能断开的上拉电阻， $R_{PU}$ (参见表 43)。

除非特别说明，表 46 列出的参数是使用环境温度和  $V_{DD}$  供电电压符合表 8 的条件测量得到。

表 46 NRST 引脚特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$V_{IL(\text{NRST})}^{(1)}$	NRST 输入低电平电压	-	-0.5	-	0.8	V
$V_{IH(\text{NRST})}^{(1)}$	NRST 输入高电平电压	-	2	-	$V_{DD} + 0.5$	

$V_{\text{hys}}(\text{NRST})^{(1)}$	NRST 施密特触发器电压迟滞	-	-	100	-	mV
$R_{\text{PU}}$	弱上拉等效电阻 <sup>(2)</sup>	$V_{\text{IN}}=V_{\text{SS}}$	30	44	50	k $\Omega$
$V_{\text{F}}(\text{NRST})^{(1)}$	NRST 输入滤波脉冲	-	-	-	100	ns
$V_{\text{NF}}(\text{NRST})^{(1)}$	NRST 输入非滤波脉冲	-	300	-	-	ns

1. 由设计保证，不在生产中测试。
2. 上拉电阻是设计为一个真正的电阻串联一个可开关的 PMOS 实现。这个 PMON/NMOS 开关的电阻很小(约占 10%)。

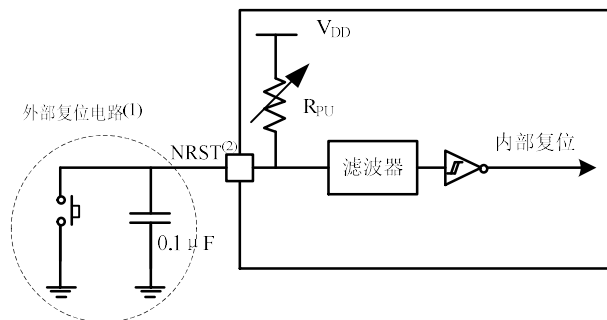


图 35 建议的 NRST 引脚保护

1. 复位网络是为了防止寄生复位。
2. 用户必须保证 NRST 引脚的电位能够低于表 46 中列出的最大  $V_{\text{IL}}(\text{NRST})$  以下，否则 MCU 不能得到复位。

### 5.3.15 TIM 定时器特性

表 47 列出的参数由设计保证。

有关输入输出复用功能引脚(输出比较、输入捕获、外部时钟、PWM 输出)的特性详情，参第 5.3.13 节。

表 47TIMx<sup>(1)</sup>特性

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$t_{\text{res}}(\text{TIM})$	定时器分辨时间		1		$t_{\text{TIMxCLK}}$
		$f_{\text{TIMxCLK}}=72\text{MHz}$	13.9		ns
$f_{\text{EXT}}$	CH1 至 CH4 的定时器 外部时钟频率		0	$f_{\text{TIMxCLK}}/2$	MHz
		$f_{\text{TIMxCLK}}=72\text{MHz}$	0	36	MHz
$R_{\text{eTIM}}$	定时器分辨率			16	bit
$t_{\text{COUNTER}}$	当选择了内部时钟时， 16 位计数器时钟周期		1	65536	$t_{\text{TIMxCLK}}$
		$f_{\text{TIMxCLK}}=72\text{MHz}$	0.0139	910	$\mu\text{s}$
$t_{\text{MAX\_COUNT}}$	最大可能的计数			65536x65536	$t_{\text{TIMxCLK}}$
		$f_{\text{TIMxCLK}}=72\text{MHz}$		59.6	s

1. TIMx 是一个通用的名称，代表 TIM1~TIM8。

### 5.3.16 通信接口

#### I<sup>2</sup>C 接口特性

除非特别说明，表 48 列出的参数是使用环境温度， $f_{PCLK1}$  频率和  $V_{DD}$  供电电压符合表 8 的条件测量得到。

CKS32F103xC 增强型产品的 I<sup>2</sup>C 接口符合标准 I<sup>2</sup>C 通信协议，但有如下限制：SDA 和 SCL 不是“真”开漏的引脚，当配置为开漏输出时，在引出脚和  $V_{DD}$  之间的 PMOS 管被关闭，但仍然存在。

I<sup>2</sup>C 接口特性列于表 48，有关输入输出复用功能引脚(SDA 和 SCL)的特性详情，参见第 5.3.13 节。

表 48 I<sup>2</sup>C 接口特性

符号	参数	标准 I <sup>2</sup> C <sup>(1)</sup>		快速 I <sup>2</sup> C <sup>(1)(2)</sup>		单位
		最小值	最大值	最小值	最大值	
$t_{w(SCLL)}$	SCL 时钟低时间	4.7		1.3		$\mu s$
$t_{w(SCLH)}$	SCL 时钟高时间	4.0		0.6		
$t_{su(SDA)}$	SDA 建立时间	250		100		ns
$t_h(SDA)$	SDA 数据保持时间	0 <sup>(3)</sup>		0 <sup>(4)</sup>	900 <sup>(3)</sup>	
$t_r(SDA)$ $t_r(SCL)$	SDA 和 SCL 上升时间		1000	20+0.1C <sub>b</sub>	300	
$t_f(SDA)$ $t_f(SCL)$	SDA 和 SCL 下降时间		300		300	
$t_h(STA)$	开始条件保持时间	4.0		0.6		
$t_{su(STA)}$	重复的开始条件建立时间	4.7		0.6		$\mu s$
$t_{su(STO)}$	停止条件建立时间	4.0		0.6		$\mu$
$t_{w(STO:STA)}$	停止条件至开始条件的 时间(总线空闲)	4.7		1.3		$\mu s$
C <sub>b</sub>	每条总线的容性负载		400		400	pF

1. 由设计保证，不在生产中测试。
2. 为达到标准模式 I<sup>2</sup>C 的最大频率， $f_{PCLK1}$  必须大于 2MHz。为达到快速模式 I<sup>2</sup>C 的最大频率， $f_{PCLK1}$  必须大于 4MHz。
3. 如果不要求拉长 SCL 信号的低电平时间，则只需满足开始条件的最大保持时间。
4. 为了跨越 SCL 下降沿未定义的区域，在 MCU 内部必须保证 SDA 信号上至少 300ns 的保持时间。

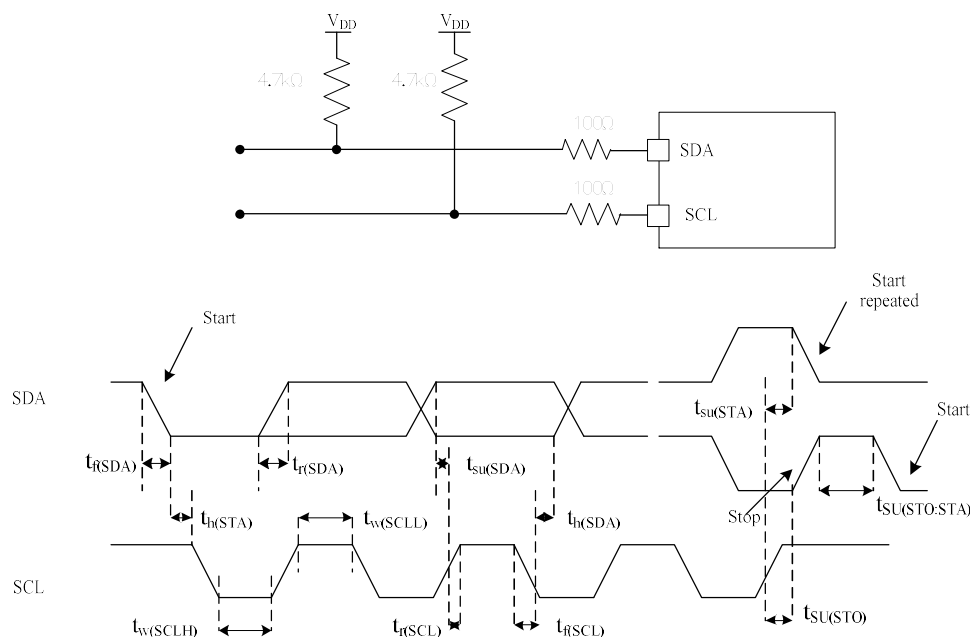


图 36 I²C 总线交流波形和测量电路<sup>(1)</sup>

1. 测量点设置于 CMOS 电平：0.3V<sub>DD</sub> 和 0.7V<sub>DD</sub>。

表 49SCL 频率( $f_{PCLK1} = 36\text{MHz}$ ,  $V_{DD} = 3.3\text{V}$ )<sup>(1)(2)</sup>

$f_{SCL}(\text{kHz})$	I²C_CCR 数值
	$R_P=4.7\text{ k}\Omega$
400	0x801E
300	0x8028
200	0x803C
100	0x00B4
50	0x0168
20	0x0384

1.  $R_P$ = 外部上拉电阻,  $f_{SCL}$ =I²C 速度。
- 2.对于 200kHz 左右的速度,速度的误差是±5%。对于其它速度范围,速度的误差是±2%。这些变化取决于设计中外部元器件的精度。

## I²S-SPI 接口特性

除非特别说明,表 50 列出的 SPI 参数和列出的 I²S 参数是使用环境温度,  $f_{PCLKx}$  频率和  $V_{DD}$  供电电压符合表 8 的条件测量得到。

有关输入输出复用功能引脚(SPI 的 NSS、SCK、MOSI、MISO, I²S 的 WS、CK、SD)的特性详情,参见第 5.3.13 节。

表 50 SPI 特性<sup>(1)</sup>

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$f_{SCK}$ $1/t_{c(SCK)}$	SPI 时钟频率	主模式	-	18	MHz
		从模式	-	18	
$t_{r(SCK)}$ $t_{f(SCK)}$	SPI 时钟上升和下降时间	负载电容: $C = 30pF$	-	8	ns
$DuCy(SCK)$	SPI 从机输入时钟占空比	从模式	TBD	TBD	%
$t_{su(NSS)}^{(2)}$	NSS 建立时间	从模式	$4t_{PCLK}$	-	ns
$t_{h(NSS)}^{(2)}$	NSS 保持时间	从模式	$2t_{PCLK}$	-	
$t_{w(SCKH)}^{(2)}$ $t_{w(SCKL)}^{(2)}$	SCK 高和低的时间	主模式, $f_{PCLK} = 36MHz$ , 预分频系数=4	TBD	TBD	
$t_{su(MI)}^{(2)}$ $t_{su(SI)}^{(2)}$	数据输入建立时间	主模式	TBD	-	
		从模式	5	-	
$t_{h(MI)}^{(2)}$ $t_{h(SI)}^{(2)}$	数据输入保持时间	主模式	5	-	
		从模式	TBD	-	
$t_{a(SO)}^{(2)(3)}$	数据输出访问时间	从模式, $f_{PCLK} = 20MHz$	0	TBD	
$t_{dis(SO)}^{(2)(4)}$	数据输出禁止时间	从模式	TBD	TBD	
$t_{v(SO)}^{(2)(1)}$	数据输出有效时间	从模式(使能边沿之后)	-	25	
$t_{v(MO)}^{(2)(1)}$	数据输出有效时间	主模式(使能边沿之后)	-	5	
$t_{h(SO)}^{(2)}$ $t_{h(MO)}^{(2)}$	数据输出保持时间	从模式(使能边沿之后)	TBD	-	
		主模式(使能边沿之后)	TBD	-	

1. 重映射的 SPI1 特性需要进一步确定。
2. 由综合评估得出, 不在生产中测试。
3. 最小值表示驱动输出的最小时间, 最大值表示正确获得数据的最大时间。
4. 最小值表示关闭输出的最小时间, 最大值表示把数据线置于高阻态的最大时间。
5. TBD = 待确定。

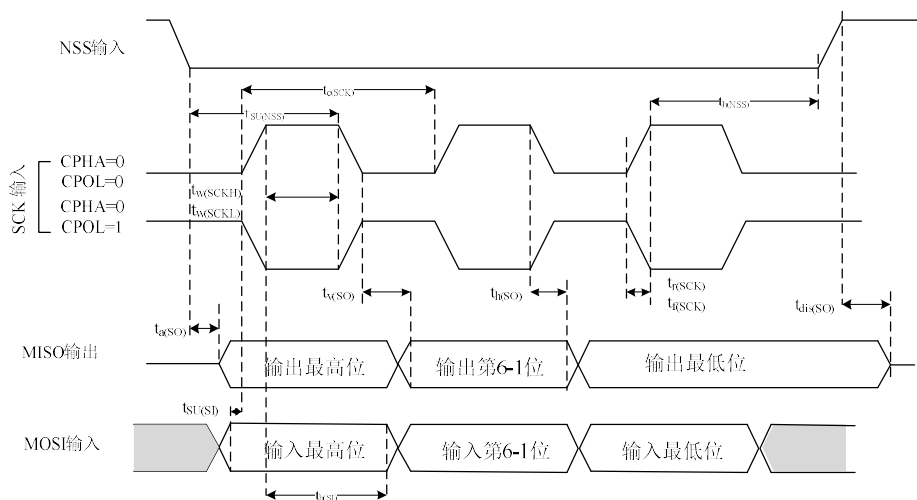
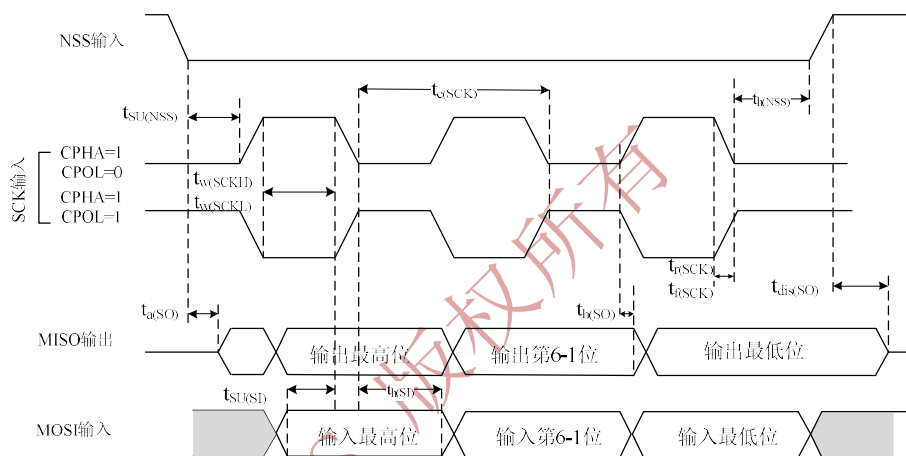
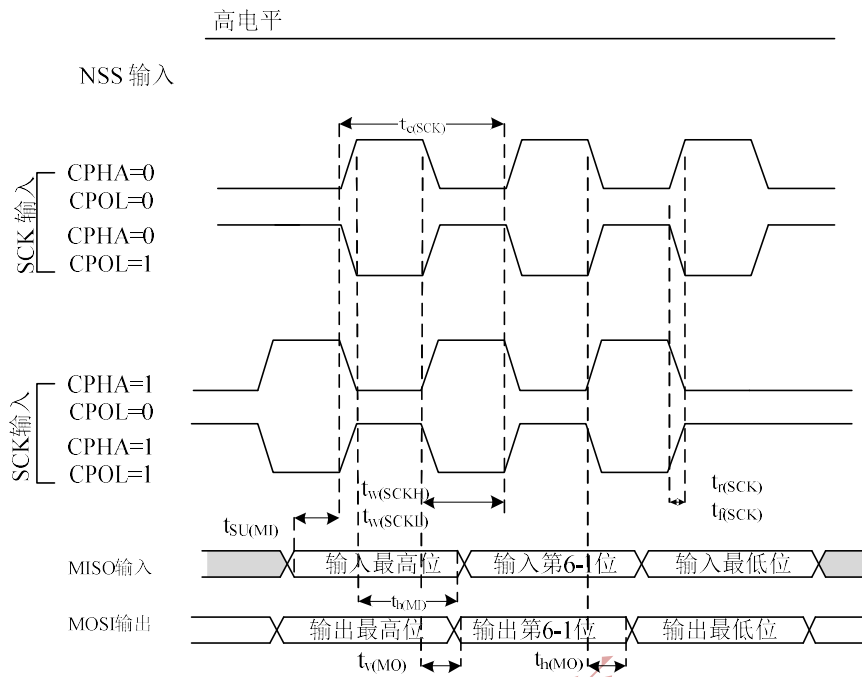


图 37 SPI 时序图-从模式和 CPHA=0

图 38 SPI 时序图- 从模式和 CPHA=1<sup>(1)</sup>

1. 测量点设置于 CMOS 电平：0.3V<sub>DD</sub> 和 0.7V<sub>DD</sub>。

图 39 SPI 时序图-主模式<sup>(1)</sup>

1. 测量点设置于 CMOS 电平:  $0.3V_{DD}$  和  $0.7V_{DD}$ 。

表 51 I<sup>2</sup>S 特性<sup>(1)</sup>

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$f_{CK}$ $1/t_{Q(CK)}$	I <sup>2</sup> S 时钟频率	主模式	TBD	TBD	MHz
		从模式	0	TBD	
$t_{r(CK)}$ $t_{f(CK)}$	I <sup>2</sup> S 时钟上升和下降时间	负载电容: $C = 50pF$	-	TBD	ns
$t_{V(WS)}^{(2)}$	WS 有效时间	主模式	TBD	-	ns
$t_{H(WS)}^{(2)}$	WS 保持时间	主模式	TBD	-	
$t_{su(WS)}^{(2)}$	WS 建立时间	从模式	TBD	-	
$t_{H(WS)}^{(2)}$	WS 保持时间	从模式	TBD	-	
$t_{su(CKH)}^{(2)}$ $t_{w(CKL)}^{(2)}$	CK 高和低的时间	主模式, $f_{PCLK} = TBD$ , 预分频系数=TBD	TBD	-	
$t_{su(SD\_MR)}^{(2)}$ $t_{su(SD\_SR)}^{(2)}$	数据输入建立时间	主接收器 从接收器	TBD		
$t_{H(SD\_MR)}^{(2)(3)}$ $t_{H(SD\_SR)}^{(2)(3)}$	数据输入保持时间	主接收器 从接收器	TBD		
$t_{H(SD\_MR)}^{(2)}$ $t_{H(SD\_SR)}^{(2)}$	数据输入保持时间	主模式, $f_{PCLK} = TBD$ 从模式, $f_{PCLK} = TBD$	TBD		
$t_{V(SD\_ST)}^{(2)(3)}$	数据输出有效时间	从发送器(使能边沿之后)		TBD	

		$f_{PCLK} = TBD$		TBD
$t_{h(SD\_ST)}^{(2)}$	数据输出保持时间	从发送器(使能边沿之后)	TBD	
$t_{v(SD\_MT)}^{(2)(3)}$	数据输出有效时间	主发送器(使能边沿之后)		TBD
		$f_{PCLK} = TBD$	TBD	TBD
$t_{h(SD\_MT)}^{(2)}$	数据输出保持时间	从发送器(使能边沿之后)	TBD	

1. TBD = 待确定。
2. 由设计模拟和/或综合评估得出，不在生产中测试。
3. 依赖于  $f_{PCLK}$ 。例如，如果  $f_{PCLK} = 8MHz$ ，则  $T_{PCLK} = 1 / f_{PCLK} = 125ns$ 。

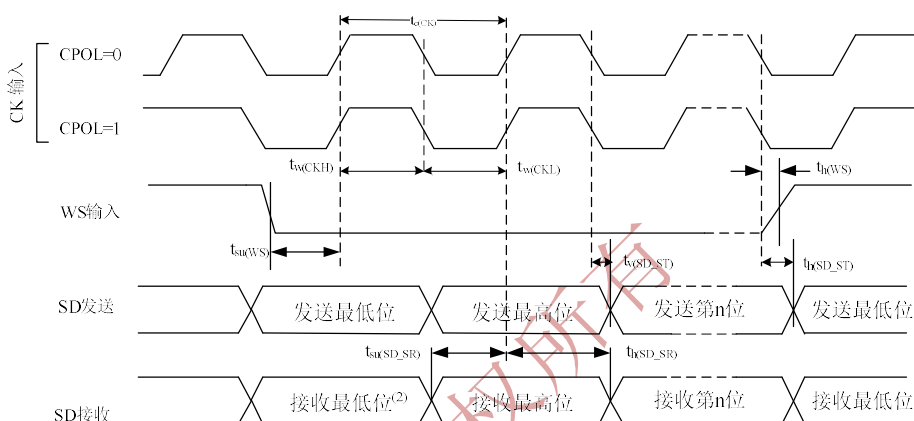


图 40 I²S 从模式时序图(飞利浦协议)<sup>(1)</sup>

1. 测量点设置于 CMOS 电平:  $0.3V_{DD}$  和  $0.7V_{DD}$
2. 前一字节的最低位发送/接收。在第一个字节之前没有这个最低位的发送/接收。



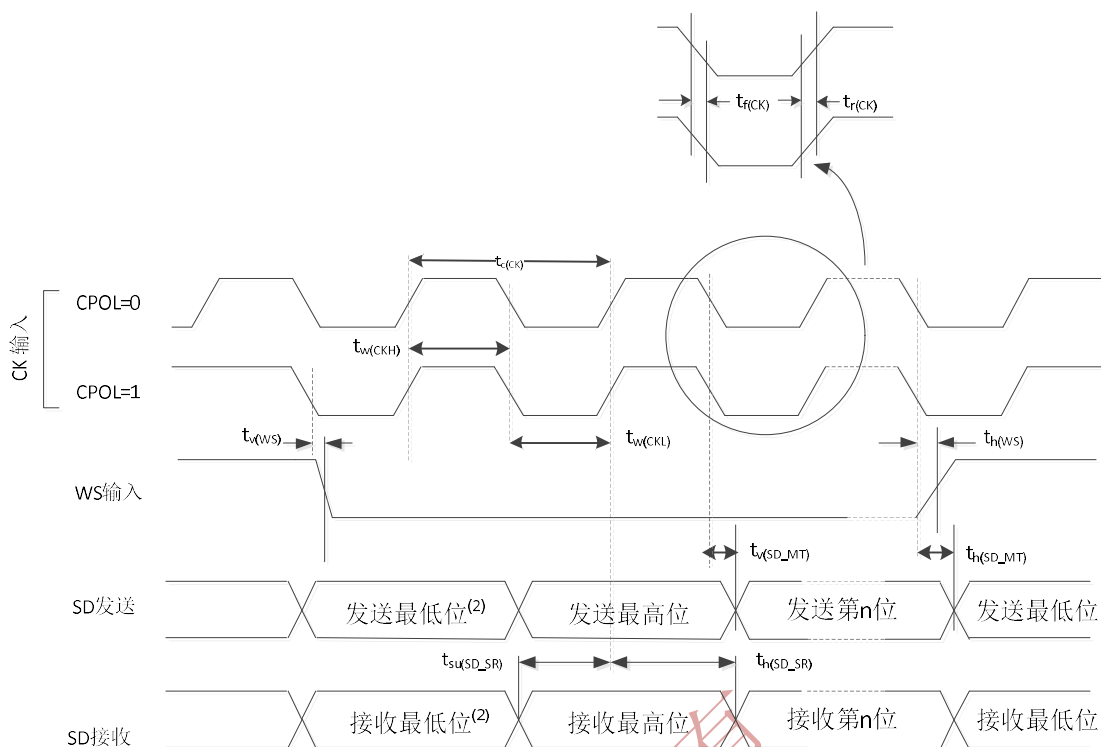


图 41 I²S 主模式时序图(飞利浦协议)<sup>(1)</sup>

1. 测量点设置于 CMOS 电平:  $0.3V_{DD}$  和  $0.7V_{DD}$
2. 前一字节的最低位发送/接收。在第一个字节之前没有这个最低位的发送/接收。

## SD/SDIO MMC卡主机接口(SDIO)特性

除非特别说明,表 54 列出的参数是使用环境温度、 $f_{CLKx}$  频率和  $V_{DD}$  供电电压符合表 10 的条件测量得到。

有关输入输出复用功能引脚(D[7:0]、CMD、CK)的特性详情,参见 5.3.13 节。

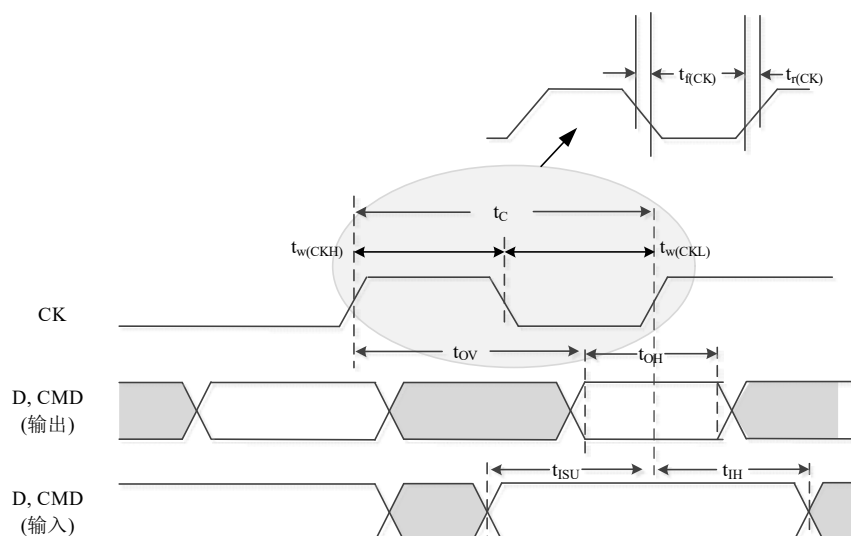


图 42 SDIO 高速模式

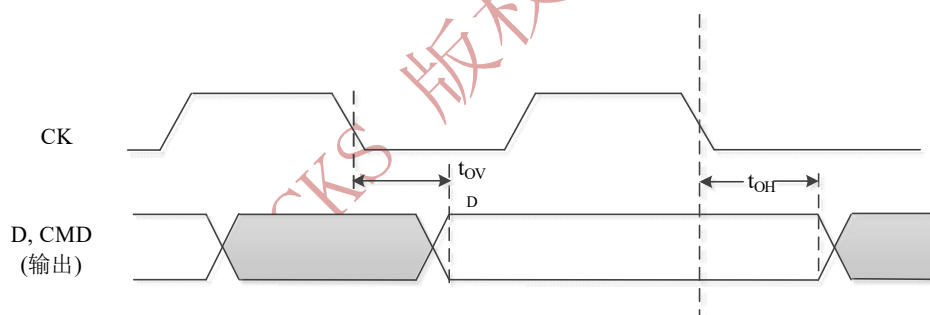


图 43 SD 默认模式

表 52 SD/MMC 接口特性

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$f_{PP}$	数据传输模式下的时钟频率	$CL \leq 30pF$	0	TBD	MHz
$t_{W(CLK)}$	时钟低时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns
$t_{W(CLH)}$	时钟高时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns
$t_r$	时钟上升时间	$CL \leq 30pF$		TBD	ns
$t_f$	时钟下降时间	$CL \leq 30pF$		TBD	ns
$t_c$					ns
CMD、D 输入(参照 CK)					
$t_{ISU}$	输入建立时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns

$t_{IH}$	输入保持时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns
在 MMC 和 SD 高速模式 CMD、D 输出(参照 CK)					
$t_{OV}$	输出有效时间	$CL \leq 30pF$		TBD	ns
$t_{OH}$	输出保持时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns
在 SD 默认模式 CMD、D 输出(参照 CK)					
$t_{OVD}$	输出有效默认时间	$CL \leq 30pF$		TBD	ns
$t_{OHD}$	输出保持默认时间	$CL \leq 30pF$	TBD		ns

1. 参见 SDIO\_CLKCR, SDI 时钟控制寄存器, 控制 CK 输出。

## USB 特性

USB(全速)接口已通过 USB-IF 认证。

表 53USB 启动时间

符号	参数	最大值	单位
$t_{STARTUP}^{(1)}$	USB 收发器启动时间	1	$\mu s$

1. 由设计保证, 不在生产中测试。

表 54USB 直流特性

符号	参数	条件	最小值 <sup>(1)</sup>	最大值 <sup>(1)</sup>	单位
输入电平					
V <sub>DD</sub>	USB 操作电压 <sup>(2)</sup>		3.0 <sup>(3)</sup>	3.6	V
V <sub>DI</sub> <sup>(4)</sup>	差分输入灵敏度	I(USBDP,USBDM)	0.2		V
V <sub>CM</sub> <sup>(4)</sup>	差分共模范围	包含 V <sub>DI</sub> 范围	0.8	2.5	
V <sub>SE</sub> <sup>(4)</sup>	单端接收器阈值		1.3	2.0	
输出电平					
V <sub>OL</sub>	静态输出低电平	1.5kΩ的 R <sub>L</sub> 接至 3.6V <sup>(5)</sup>		0.3	V
V <sub>OH</sub>	静态输出高电平	15kΩ的 R <sub>L</sub> 接至 V <sub>SS</sub> <sup>(5)</sup>	2.8	3.6	

1. 所有的电压测量都是以设备端地线为准。
2. 为了与 USB 2.0 全速电气规范兼容, USBDP(D+)引脚必须通过一个 1.5k $\Omega$ 电阻接至 3.0~3.6V 电压。
3. CKS32F0103xx 正确的 USB 功能可以在 2.7V 得到保证, 而不是在 2.7~3.0V 电压范围下降级的电气特性。
4. 由综合评估保证, 不在生产中测试。
5.  $R_L$  是连接到 USB 驱动器上的负载。

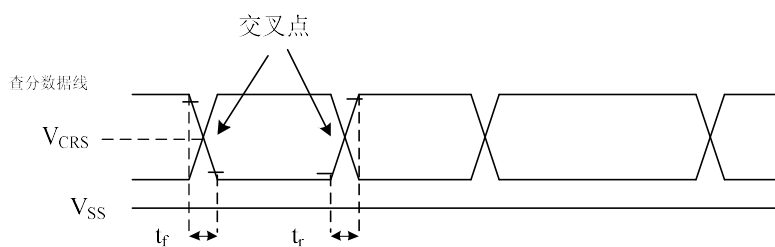


图 44USB 时序: 数据信号上升和下降时间定义

表 55USB 全速电气特性<sup>(1)</sup>

符号	参数	条件	最小值	最大值	单位
$t_r$	上升时间 <sup>(2)</sup>	$CL \leq 50pF$	4	20	ns
$t_f$	下降时间 <sup>(2)</sup>	$CL \leq 50pF$	4	20	ns
$t_{rfm}$	上升下降时间匹配	$t_r / t_f$	90	110	%
$V_{CRS}$	输出信号交叉电压		1.3	2.0	V

1. 由设计保证，不在生产中测试。
2. 测量数据信号从 10%至 90%。

### 5.3.17 CAN(控制器局域网络)接口

有关输入输出复用功能引脚(CAN\_TX 和 CAN\_RX)的特性详情，参见第 5.3.13 节。

### 5.3.18 12 位 ADC 特性

除非特别说明，表 56 的参数是使用符合表 8 的条件的环境温度、 $f_{PCLK2}$  频率和  $V_{DDA}$  供电电压测量得到。

注意：建议在每次上电时执行一次校准。

表 56 ADC 特性

符号	参数	条件	最小值	典型值	最大值	单位
$V_{DDA}$	供电电压	-	2.4	-	3.6	V
$V_{REF+}$	正参考电压	-	2.4	-	$V_{DDA}$	V
$I_{VREF}$	在 $V_{REF}$ 输入脚上的电压	-	-	160 <sup>(1)</sup>	220 <sup>(1)</sup>	$\mu A$
$f_{ADC}$	ADC 时钟频率	-	0.6	-	14	MHz
$f_s^{(2)}$	采样速率	-	0.05	-	1	MHz
$f_{TRIG}^{(2)}$	外部触发频率	$f_{ADC}=14MHz$	-	-	823	kHz
		-	-	-	17	$1/f_{ADC}$
$V_{AIN}^{(3)}$	转换电压范围	-	0( $V_{SSA}$ 或 $V_{REF-}$ 连接到地)		$V_{REF+}$	V
$R_{AIN}^{(2)}$	外部输入阻抗		参见公式 1 和表 57			k $\Omega$
$R_{ADC}^{(2)}$	采样开关电阻		-	-	1	k $\Omega$
$C_{ADC}^{(2)}$	内部采样和保持电容				12	pF
$t_{CAL}^{(2)}$	校准时间	$f_{ADC}=14MHz$	5.9			$\mu s$
			83			$1/f_{ADC}$
$t_{lat}^{(2)}$	注入触发转换时延	$f_{ADC}=14MHz$			0.214	$\mu s$
					3 <sup>(4)</sup>	$1/f_{ADC}$
$t_{latr}^{(2)}$	常规触发转换时延	$f_{ADC}=14MHz$			0.143	$\mu s$

					2 <sup>(4)</sup>	1/f <sub>ADC</sub>
t <sub>s</sub> <sup>(2)</sup>	采样时间	f <sub>ADC</sub> =14MHz	0.107		17.1	μs
			1.5		239.5	1/f <sub>ADC</sub>
t <sub>STAB</sub> <sup>(2)</sup>	上电时间		0	0	1	μs
t <sub>CONV</sub> <sup>(2)</sup>	总的转换时间 (包括采样时间)	f <sub>ADC</sub> =14MHz	1		18	μs
			14~252(采样 t <sub>s</sub> +逐步逼近 12.5)		1/f <sub>ADC</sub>	

1. 由综合评估保证，不在生产中测试。
2. 由设计保证，不在生产中测试。
3. 在 QFN36、LQFP48 和 LQFP64 封装产品中，V<sub>REF+</sub>在内部连接到 V<sub>DDA</sub>，V<sub>REF-</sub>在内部连接到 V<sub>SSA</sub>。详见表 3。
4. 对于外部触发，必须在表 56 列出的时延中加上一个延迟 1/f<sub>CLK2</sub>。

### 公式 1：最大 R<sub>AIN</sub> 公式

$$R_{AIN} < \frac{T_s}{f_{ADC} \times C_{ADC} \times \ln(2^{N+2})} - R_{ADC}$$

上述公式(公式 1)用于决定最大的外部阻抗,使得误差可以小于 1/4 LSB。其中 N=12(表示 12 位分辨率)。

表 57 f<sub>ADC</sub>=14MHz<sup>(1)</sup>时的最大 R<sub>AIN</sub>

T <sub>s</sub> (周期)	t <sub>s</sub> (μs)	最大 R <sub>AIN</sub> (kΩ)
1.5	0.11	1.2
7.5	0.54	10
13.5	0.96	19
28.5	2.04	41
41.5	2.96	60
55.5	3.96	80
71.5	5.11	104
239.5	17.1	350

1. 由设计保证，不在生产中测试。

表 58 ADC 精度— 局限的测试条件<sup>(1)(2)</sup>

符号	参数	测试条件	典型值	最大值 <sup>(3)</sup>	单位
ET	综合误差	f <sub>PCLK2</sub> = 56 MHz f <sub>ADC</sub> = 14 MHz, R <sub>AIN</sub> < 10 kΩ, V <sub>DDA</sub> = 3~3.6V, T <sub>A</sub> = 25 °C 测量是在 ADC 校准之后进行的 V <sub>REF+</sub> =V <sub>DDA</sub>	±1.3	±2	LSB
EO	偏移误差		±1	±1.5	
EG	增益误差		±0.5	±1.5	
ED	微分线性误差		±0.7	±1	
EL	积分线性误差		±0.8	±1.5	

1. ADC 的直流精度数值是在经过内部校准后测量的。
2. ADC 精度与反向注入电流的关系：需要避免在任何标准的模拟输入引脚上注入反向电流，因为这样会显著地降低，另一个模拟输入引脚上正在进行的转换精度。建议在可能产生反向注入电流的标准模拟引脚上，(引脚与地之间)增加一个肖特基二极管。

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE

如果正向的注入电流，只要处于第 5.3.13 节中给出的  $I_{INJ(PIN)}$  和  $\Sigma I_{INJ(PIN)}$  范围之内，就不会影响 ADC 精度。

3. 由综合评估保证，不在生产中测试。

表 59 ADC 精度<sup>(1)(2)(3)</sup>

符号	参数	测试条件	典型值	最大值 <sup>(3)</sup>	单位
ET	综合误差	$f_{PCLK2} = 56 \text{ MHz}$ $f_{ADC} = 14 \text{ MHz}$ , $R_{AIN} < 10 \text{ k}\Omega$ , $V_{DDA} = 2.4 \sim 3.6 \text{ V}$ 测量是在 ADC 校准之后进行的	$\pm 2$	$\pm 5$	LSB
EO	偏移误差		$\pm 1.5$	$\pm 2.5$	
EG	增益误差		$\pm 1.5$	$\pm 3$	
ED	微分线性误差		$\pm 1$	$\pm 2$	
EL	积分线性误差		$\pm 1.5$	$\pm 3$	

1. ADC 的直流精度数值是在经过内部校准后测量的。

2. 最佳的性能可以在受限的  $V_{DD}$ 、频率、 $V_{REF}$  和温度范围下实现。

3. ADC 精度与反向注入电流的关系：需要避免在任何标准的模拟输入引脚上注入反向电流，因为这样会显著地降低，另一个模拟输入引脚上正在进行的转换精度。建议在可能产生反向注入电流的标准模拟引脚上，(引脚与地之间)增加一个肖特基二极管。

如果正向的注入电流，只要处于第 5.3.12 节中给出的  $I_{INJ(PIN)}$  和  $\Sigma I_{INJ(PIN)}$  范围之内，就不会影响 ADC 精度。

4. 由综合评估保证，不在生产中测试。

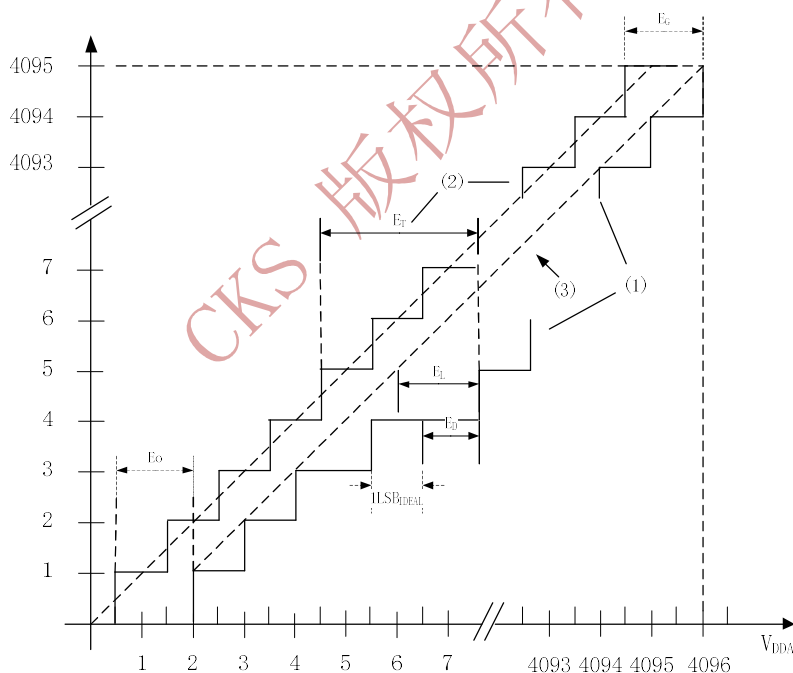


图 45 ADC 精度特性

(1) 为实际 ADC 转换曲线的例子

(2) 理想转换曲线

(3) 实际转换点连线

$E_T$  综合误差：实际转换曲线与理想转换曲线间的最大偏离。

$E_o$  偏移误差：实际转换曲线上的第一次跃迁与理想转换曲线上的第一次跃迁之差。

$E_G$  增益误差：实际转换曲线上的最后一次跃迁与理想转换曲线上的最后一次跃迁之差。

$E_D$  微分线性误差: 实际转换曲线上步距与理想步距(1LSB)之差。其中  $1LSB_{IDEAL} = V_{REF+}/4096$  (或  $V_{DDA}/4096$ , 由封装决定)。

$E_L$  积分线性误差: 实际转换曲线与终点连线间的最大偏离。

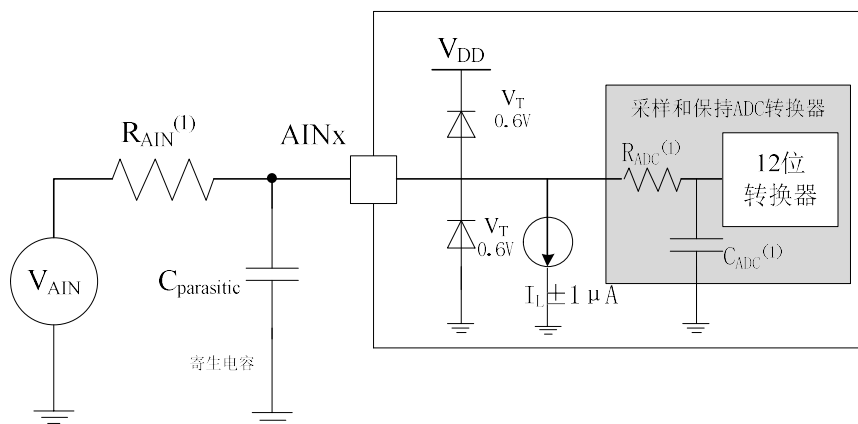


图 46 使用 ADC 典型的连接图

1. 有关  $R_{AIN}$ 、 $R_{ADC}$  和  $C_{ADC}$  的数值, 参见表 59。
2.  $C_{parasitic}$  表示 PCB(与焊接和 PCB 布局质量相关)与焊盘上的寄生电容(大约 7pF)。较大的  $C_{parasitic}$  数值将降低转换的精度, 解决的办法是减小  $f_{ADC}$ 。

## PCB 设计建议

依据  $V_{REF+}$  是否与  $V_{DDA}$  相连, 电源的去耦必须按照图 47 或图 48 连接。图中的 10nF 电容必须是瓷介电容, 它们应该尽可能地靠近 MCU 芯片。

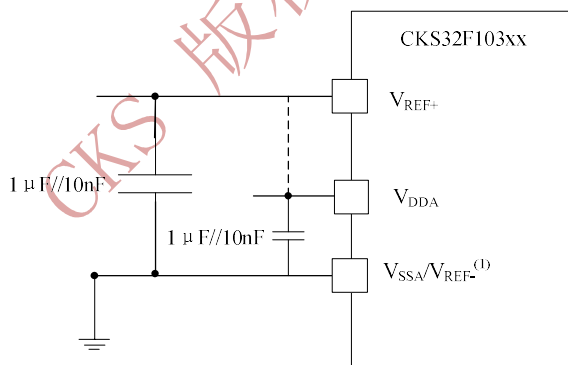


图 47 供电电源和参考电源去藕线路( $V_{REF+}$  未与  $V_{DDA}$  相连)

1.  $V_{REF+}$  和  $V_{REF-}$  输入只出现在 100 脚以上的产品。

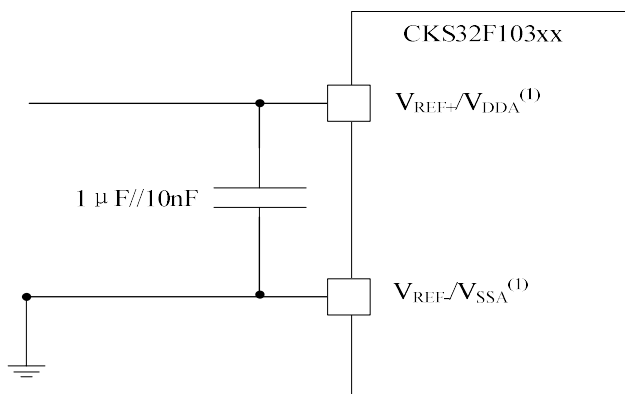


图 48 供电电源和参考电源去藕线路( $V_{REF+}$ 与  $V_{DDA}$  相连)

1.  $V_{REF+}$ 和  $V_{REF-}$ 输入只出现在 100 脚以上的产品。

### 5.3.19 DAC 电气参数

表 60 DAC 特性

符号	参数	最小值	典型值	最大值	单位	注释
$V_{DDA}$	模拟供电电压	2.4	-	3.6	V	
$V_{REF+}$	参考电压	2.4		3.6	V	$V_{REF+}$ 必须始终低于 $V_{DD33A}$
$V_{SSA}$	地线	0		0	V	
$R_L^{(1)}$	缓冲器打开时的负载电阻	5	-	-	k $\Omega$	DAC_OUT 和 $V_{SSA}$ 之间的最小负载电阻
$C_L^{(1)}$	负载电容	-	-	50	pF	在 DAC_OUT 引脚上的最大电容
DAC_OUT 最小 <sup>(1)</sup>	缓冲器打开时低端的 DAC_OUT 电压	0.2	-	-	V	给出了最大的 DAC 输出跨度
DAC_OUT 最大 <sup>(1)</sup>	缓冲器打开时高端的 DAC_OUT 电压	-	-	$V_{DDA}-0.2$	V	当 $V_{REF+}=3.6V$ 对应于 12 位输入数值 0x0E0~0xF1C, 当 $V_{REF+}=2.4V$ 对应于 12 位输入数值 0x155~0xEAB。
DAC_OUT 最小 <sup>(1)</sup>	缓冲器关闭时低端的 DAC_OUT 电压	-	0.5	-	mV	给出了最大的 DAC 输出跨度
DAC_OUT 最大 <sup>(1)</sup>	缓冲器关闭时高端的 DAC_OUT 电压	-	-	$V_{REF+}-1L_{SB}$	V	
$I_{DDVREF+}^{(1)}$	在静止模式(待机模式)DAC 直流消耗	-	-	240	$\mu A$	无负载, 当 $V_{REF+}=3.6V$ 时输入(0xF1C)
$I_{DDA}$	在静止模式(待机模式)DAC 直流消耗	-	-	425	$\mu A$	无负载, 输入中值 0x800
		-	-	625		无负载, 当 $V_{REF+}=3.6V$ 时输入(0xF1C)
DNL <sup>(2)</sup>	非线性失真(2 个连续代码间的偏差)	-	-	$\pm 0.5$	LSB	DAC 配置为 10 位
		-	-	$\pm 0.2$	LSB	DAC 配置为 12 位
INL <sup>(3)</sup>	非线性积累(在代码 i 时测量的数值与代码 0 和代码 1023 之间的连线间的偏差)	-	-	$\pm 1$	LSB	DAC 配置为 10 位(始终是 B1=B0=0)
偏移	偏移误差(代码 0x800 时测量的数值与理想数值 $V_{REF+}/2$ 之间的偏差)	-	-	$\pm 10$	mV	
		-	-	$\pm 3$	LSB	$V_{REF+}=3.6V$ 时, DAC 配置为 10 位
		-	-	$\pm 12$	LSB	$V_{REF+}=3.6V$ 时, DAC 配置为 12 位
增益误差	增益误差	-	-	$\pm 0.5$	%	DAC 配置为 12 位
$t_{SETTLING}$	设置时间(全范围: 10 位)	-	3	4	$\mu s$	$C_{LOAD} \leq 50pF$

中科芯 32 位 MCU 系列化产品- CKS32F103xC、CKS32F103xD、CKS32F103xE



	输入代码从最小值转变为最大值, DAC_OUT 达到其最终值的 $\pm 1$ LSB)					$R_{LOAD} \geq 5k\Omega$
更新速率	当输入代码为较小变化时(从数值 i 变到 i+LSB), 得到正确 DAC_OUT 最大频率	-	-	1	MS/s	$C_{LOAD} \leq 50pF$ $R_{LOAD} \geq 5k\Omega$
t <sub>WAKEUP</sub>	从关闭状态唤醒的时间(在 DAC 控制寄存中设置使能位)	-	6.5	10	$\mu s$	$C_{LOAD} \leq 50pF$ , $R_{LOAD} \geq 5k\Omega$ 输入代码介于最小值和最大可能数值之间
PSSRR+	供电抑制比(相对于 V <sub>DDA</sub> )(静态直流测量)	-	-67	-40	dB	没有 $R_{LOAD}$ , $C_{LOAD} \leq 50pF$

1. 由设计保证, 不在生产中测试。
2. 由综合评估保证, 不在生产中测试。

### 5.3.20 温度传感器特性

表 61 温度传感器特性

符号	参数	最小值	典型值	最大值	单位
T <sub>L</sub> <sup>(1)</sup>	V <sub>SENSE</sub> 相对于温度的线性度	-	$\pm 1$	$\pm 2$	$^{\circ}C$
Avg_Slope <sup>(1)</sup>	平均斜率	-	3.3	-	mV/ $^{\circ}C$
V <sub>25</sub> <sup>(1)</sup>	在 25 $^{\circ}C$ 时的电压	1.40	1.455	1.62	V
t <sub>START</sub> <sup>(2)</sup>	建立时间	4	-	10	$\mu s$
T <sub>S_temp</sub> <sup>(2)(3)</sup>	当读取温度时, ADC 采样时间	-	-	17.1	$\mu s$

1. 由综合评估保证, 不在生产中测试。
2. 由设计保证, 不在生产中测试。
3. 最短的采样时间可以由应用程序通过多次循环决定。

## 6. 封装特性

### 6.1 封装机械数据

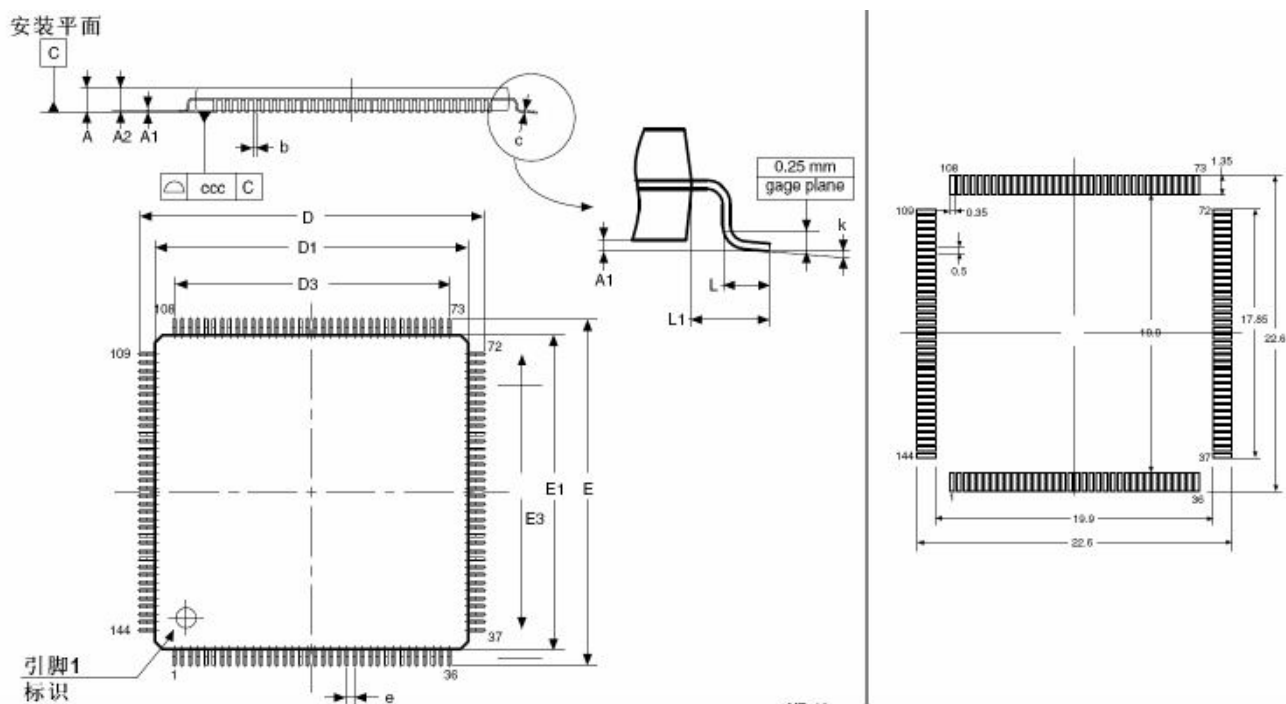


图 49 LQFP144, 20x20mm, 144 脚低剖面方形扁平封装图<sup>(1)</sup>

1. 图不是按照比例绘制
2. 尺寸单位为毫米

表 62 LQFP144, 20x20mm, 144 脚低剖面方形扁平封装数据

标号	毫米		
	最小值	典型值	最大值
A			1.60
A1		0.05	0.15
A2	1.40	1.35	1.45
b	0.22	0.17	0.27
c		0.09	0.20
D	22.00	21.80	22.20
D1	20.00	19.80	20.20
D3	17.50		
E	22.00	21.80	22.20

E1	20.00	19.80	20.20
E3	17.50		
e	0.50		
L	0.60	0.45	0.75
L1	1.00		
k	3.5°	0°	7°
ccc	0.08		

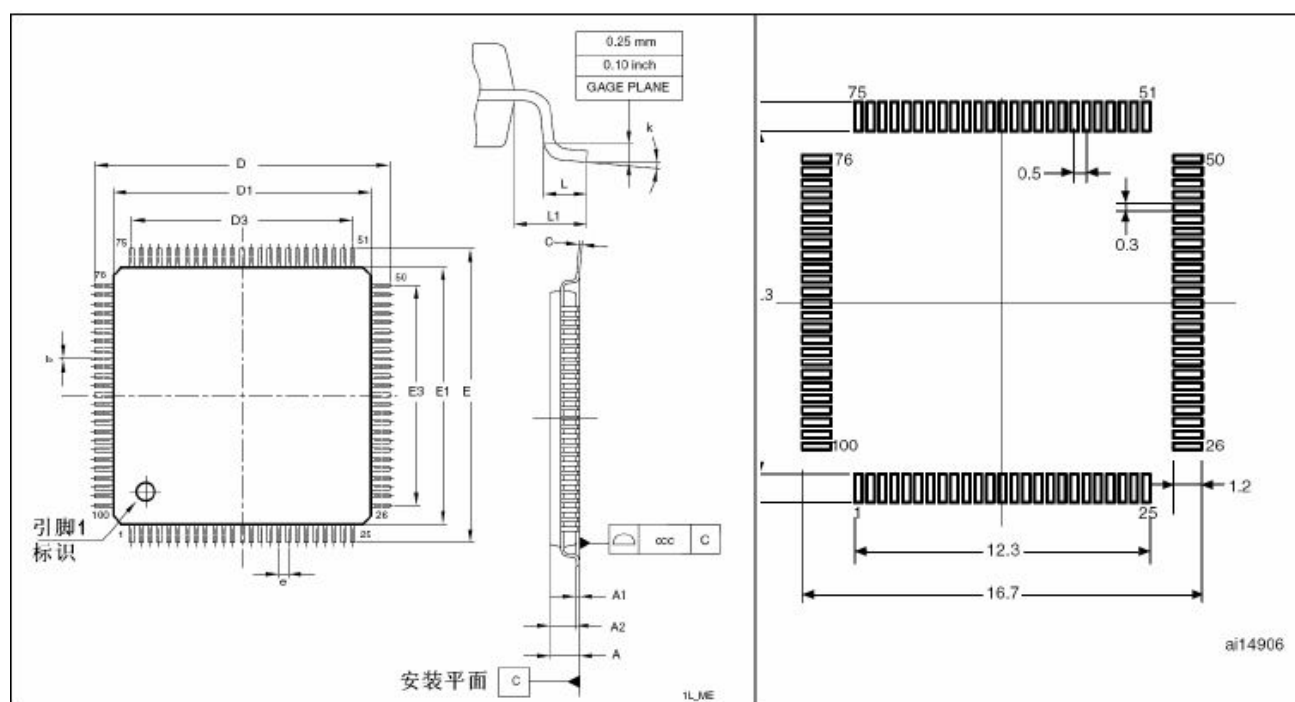


图 50LQFP100，100 脚低剖面方形扁平封装图

1. 图不是按照比例绘制
2. 尺寸单位为毫米

表 63LQFP100，100 脚低剖面方形扁平封装数据

标号	毫米		
	最小值	典型值	最大值
A			1.60
A1	0.05		0.15
A2	1.35	1.40	1.45
b	0.17	0.22	0.27
c	0.09		0.20
D	15.80	16.00	16.20
D1	13.80	14.00	14.20

D3		12.00	
E	15.80	16.00	16.20
E1	13.80	14.00	14.20
E3		12.00	
e		0.50	
L	0.45	0.60	0.75
L1		1.00	
k	0°	3.5°	7°
ccc	0.08		

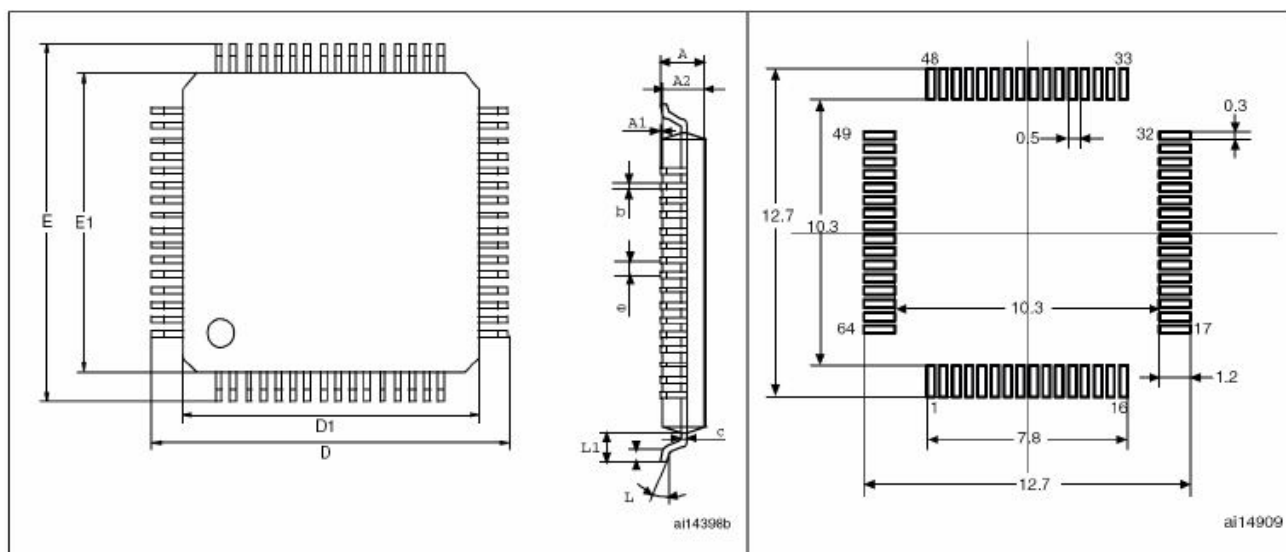


图 51 LQFP64，64 脚低剖面方形扁平封装图

1. 图不是按照比例绘制
2. 尺寸单位为毫米

表 64 LQFP64，64 脚低剖面方形扁平封装数据

标号	毫米		
	最小值	典型值	最大值
A			1.60
A1	0.05		0.15
A2	1.35	1.40	1.45
b	0.17	0.22	0.27
c	0.09		0.20
D		12.00	
D1		10.00	
E		12.00	
E1		10.00	

e		0.50	
$\theta$	0°	3.5°	7°
L	0.45	0.60	0.75
L1		1.00	
引脚数目 = 64			

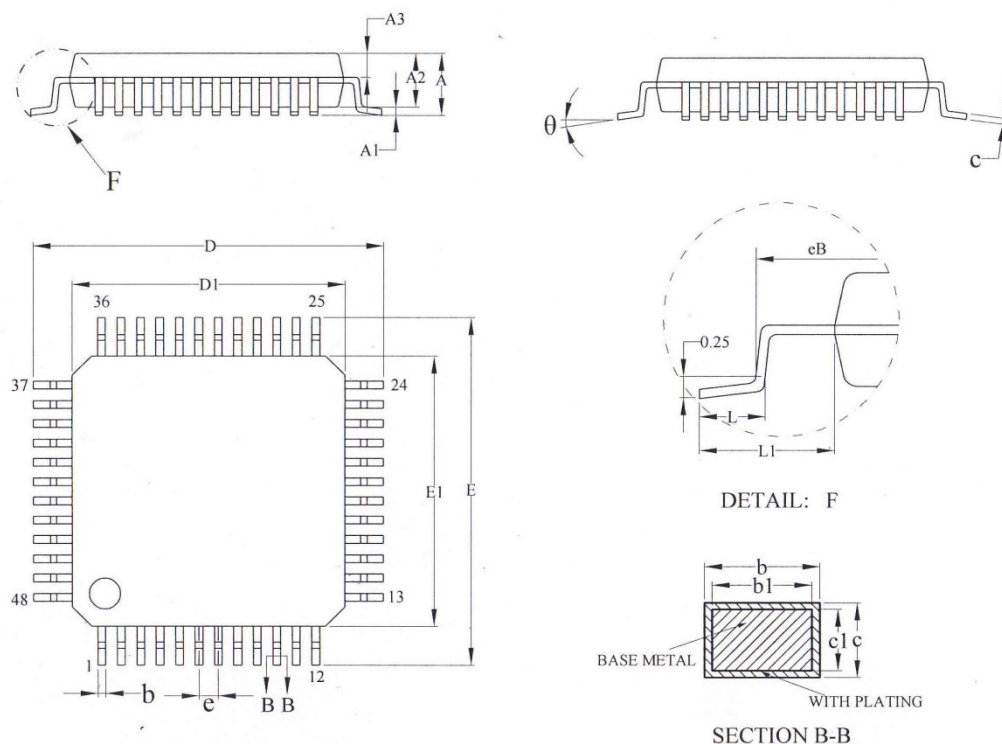


图 52 LQFP48，48 脚低剖面方形扁平封装图

表 65 LQFP48，48 脚低剖面方形扁平封装数据

标号	毫米		
	最小值	典型值	最大值
A	-	-	1.60
A1	0.05	-	0.15
A2	1.35	1.40	1.45
A3	0.59	0.64	0.69
b	0.18	-	0.26
b1	0.17	0.20	0.23
c	0.13	-	0.17
c1	0.12	0.13	0.14
D	8.80	9.00	9.20
D1	6.90	7.00	7.10

E	8.80	9.00	9.20
El	6.90	7.00	7.20
eB	8.10	-	8.25
e	0.50BSC		
L	0.40	-	0.65
L1	1.00REF		
k	0	-	7°

## 6.2 热特性

芯片的最大结温( $T_{jmax}$ )一定不能超过表 8 给出的数值范围。

芯片的最大结温( $T_{jmax}$ )用摄氏温度表示, 可用下面的公式计算:

$$T_{jmax} = T_{Amax} + (P_{Dmax} \times \Theta_{JA})$$

其中:

- $T_{Amax}$  是最大的环境温度, 用°C 表示,
- $\Theta_{JA}$  是封装中结到环境的热阻抗, 用°C/W 标示,
- $P_{Dmax}$  是  $P_{INTmax}$  和  $P_{I/Omax}$  的和( $P_{Dmax} = P_{INTmax} + P_{I/Omax}$ ),
- $P_{INTmax}$  是  $I_{DD}$  和  $V_{DD}$  的乘积, 用瓦特(Watt)表示, 是芯片的最大内部功耗。

$P_{I/Omax}$  是所有输出引脚的最大功率消耗:

$$P_{I/Omax} = \Sigma(V_{OL} \times I_{OL}) + \Sigma((V_{DD} - V_{OH}) \times I_{OH}),$$

考虑在应用中 I/O 上低电平和高电平的实际的  $V_{OL}/I_{OL}$  和  $V_{OH}/I_{OH}$ 。

表 66 封装的热特性

符号	参数	数值	单位
$\Theta_{JA}$	结到环境的热阻抗——LQFP144 – 20×20mm/0.5mm 间距	30	°C / W
	结到环境的热阻抗——LQFP100 – 14×14mm/0.5mm 间距	40	
	结到环境的热阻抗——LQFP64 – 10×10mm/0.5mm 间距	45	
	结到环境的热阻抗——LQFP48 – 7×7mm/0.5mm 间距	55	

### 6.2.1 参考文档

JESD51-2 集成电路热测量环境条件-自然对流(空气静止)。参见 [www.jedec.org](http://www.jedec.org)。

### 6.2.2 选择产品的温度范围

当订购微控制器时, 温度范围在订购代码中指定(见图 54)。

每个温度范围编号的产品，对应于一个给定的、在最大消耗下可以保障的环境温度，对应于一个给定的最大结温。

因为一般的应用不会在最大消耗的状态下使用CKS32F103xxx，计算真正的功率消耗和结温，可以更好地为选择适合应用范围的器件提供依据。

下面的例子说明如何根据特定的应用计算需要的温度范围。

### 例1：高性能应用

假设下面的应用条件：

最大环境温度 $T_{Amax} = 82^{\circ}\text{C}$ (根据JESD51-2标准测量)，

$I_{DDmax} = 50\text{mA}$ ， $V_{DD} = 3.5\text{V}$ ，同时最多有20个I/O端口处于输出低电平 $I_{OL}=8\text{mA}$ ， $V_{OL}=0.4\text{V}$ ，

并且同时最多有8个I/O端口处于输出低电平 $I_{OL}=20\text{mA}$ ， $V_{OL}=1.3\text{V}$

$$P_{INTmax} = 50\text{mA} \times 3.5\text{V} = 175\text{mW}$$

$$P_{IOMax} = 20 \times 8\text{mA} \times 0.4\text{V} + 8 \times 20\text{mA} \times 1.3 = 272\text{mW}$$

这样得到： $P_{INTmax} = 175\text{mW}$ 和  $P_{IOMax} = 272\text{mW}$

$$\text{即： } P_{Dmax} = 175 + 272 = 447\text{mW}$$

因此： $P_{Dmax} = 447\text{mW}$

根据表66中得到的数据如下计算 $T_{Jmax}$ ：

对于 LQFP100， $46^{\circ}\text{C/W}$

$$T_{Jmax} = 82^{\circ}\text{C} + (46^{\circ}\text{C/W} \times 447\text{mW}) = 82^{\circ}\text{C} + 20.6^{\circ}\text{C} = 102.6^{\circ}\text{C}$$

结果在尾缀为6的版本( $-40 < T_J < 105^{\circ}\text{C}$ )温度范围内。

在这个例子中，最低要订购温度范围尾缀为6的芯片(见图 54)。

### 例2：高温应用

使用同样的规则，对于具有较小消耗的应用有可能工作在高环境温度下，只要结温处于给定的范围。

假设下面的应用条件：

最大环境温度 $T_{Amax} = 115^{\circ}\text{C}$ (根据JESD51-2标准测量)，

$I_{DDmax} = 20\text{mA}$ ， $V_{DD} = 3.5\text{V}$ ，同时最多有20个I/O端口处于输出低电平 $I_{OL}=8\text{mA}$ ， $V_{OL}=0.4\text{V}$ ，

$$P_{INTmax} = 20\text{mA} \times 3.5\text{V} = 70\text{mW}$$

$$P_{IOMax} = 20 \times 8\text{mA} \times 0.4\text{V} = 64\text{mW}$$

这样得到： $P_{INTmax} = 70\text{mW}$ 和  $P_{IOMax} = 64\text{mW}$

$$\text{即： } P_{Dmax} = 70 + 64 = 134\text{mW}$$

因此： $P_{Dmax} = 134\text{mW}$

根据表66中得到的数据如下计算 $T_{Jmax}$ ：

对于 LQFP100， $46^{\circ}\text{C/W}$

$$T_{Jmax} = 115^{\circ}\text{C} + (46^{\circ}\text{C/W} \times 134\text{mW}) = 115^{\circ}\text{C} + 6.2^{\circ}\text{C} = 121.2^{\circ}\text{C}$$

结果在尾缀为7的版本( $-40 < T_J < 125^{\circ}\text{C}$ )温度范围内。

在这个例子中，最低要订购温度范围尾缀为7的芯片(见图 54)。

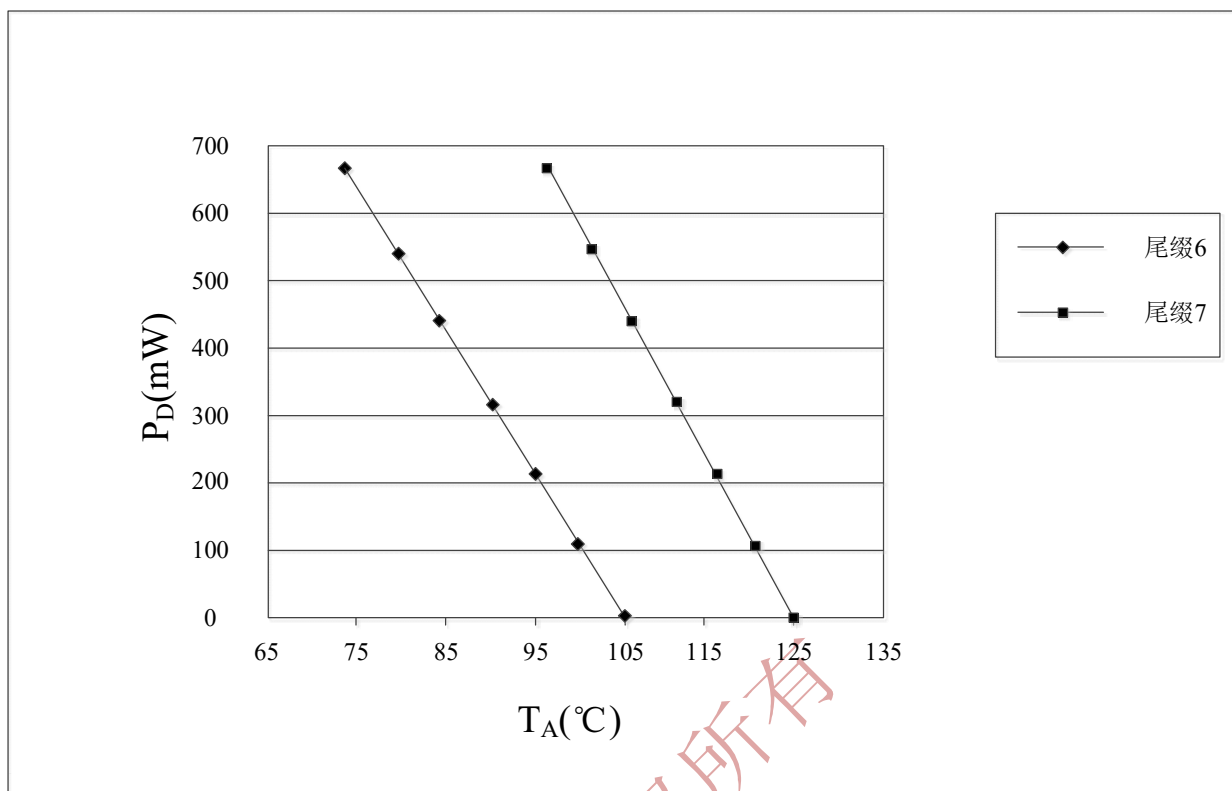


图 53 LQFP100 $P_{Dmax}$  对照  $T_A$



## 7. 型号命名

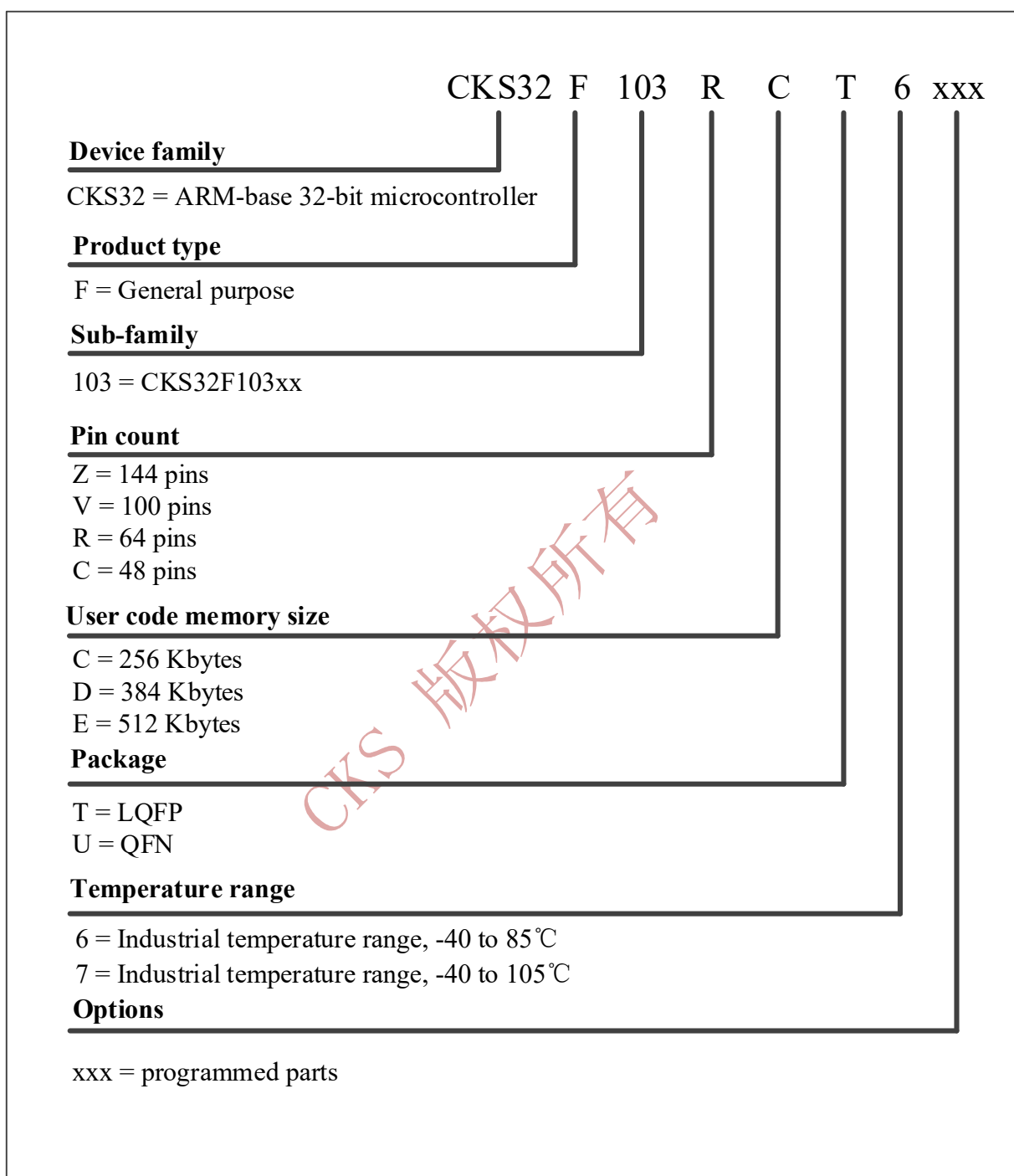


图 54 订货代码信息图示

## 8. 版本历史

表 67 版本历史

日期	版本	修改部分
2021.06.10	V1.1	Initial draft
2021.09.26	V1.2	FSMC, SDIO
2021.11.23	V1.3	FT, I <sub>STANDBY</sub>
2022.06.06	V1.4	修改表 68 SPI 特性
2022.12.01	V1.5	修改图 7
2023.11.16	V1.6	更新订购信息
2024.05.14	V1.7	修改表 20、表 43
2024.06.26	V1.8	修改表 5
2024.10.22	V1.9	修改表 23

## 9. 免责声明

中科芯CKS32系列MCU产品不适用于军事、航空航天、爆破、医疗急救等特殊用途。用户对产品的应用超出中科芯提供的规格、应用领域、规范，中科芯不承担任何责任。