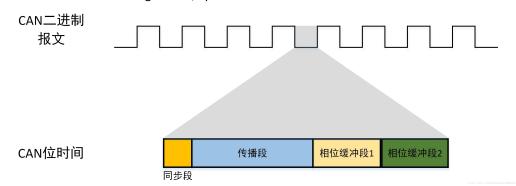
CAN 的位时序构成

CAN 总线的每个位(Bit)的周期 Tbit = 1 / Baudrate。根据 CAN 规范,每个位的时间内又可细分成 4 段:

- ❖ 同步段(Synchronization Segment, Tss)
- ❖ 传播段(Propagation Segment, Tps)
- ❖ 相位缓冲段 1(Phase Buffer Segment 1, Tpbs1)
- ❖ 相位缓冲段 2(Phase Buffer Segment 2, Tpbs2)



时序计量单位

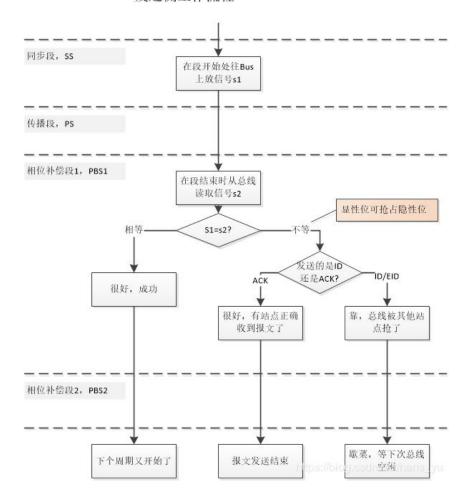
CAN 控制器为了适应各种波特率,对上面四个段的时间长度,不是使用纳秒(ns)或微秒(us)来度量,而是使用节拍来度量,技术资料中将这个节拍称为时间量子(Time quantum, Tq)。

例如 500k 的波特率,每个 Tbit 是 2000ns,如果分为 10 个节拍,则每个 Tq 为 200ns。

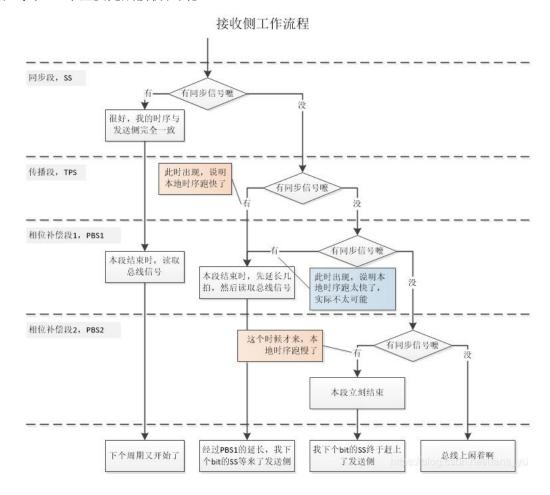
工作流程

发送节点在每个 bit 中主要完成发送和回检。

发送侧工作流程



接收节点在每个 Bit 中主要完成接收和同步。



传播段时长 Tps

传播段 PS 占据的时间是信号在总线上来回传输的时间。一次单向传输的延时 Tdelay 包括 3 个时间:

- ❖ 发送节点从产生信号到发到总线的时间 Td1;
- ❖ 信号在总线传输的时间 Tbus;
- ❖ 接收节点从总线获取信号的时间 Td2。

按规范要求,传播段的时间 Tps 应大于等于 2 倍 Tdelay 的时间,即 Tps >= 2 * Tdelay = 2 * (Td1 + Tbus + Td2),为什么规定是两倍时间呢? CAN 总线是一种允许竞争并自行仲裁的协议。见上面工作流程图可知,每个节点会回读自己发出的信号。假设极端情况下,节点 Node1 在总线的一端发出了信号 s1,总线另一端的节点 Node2 在 Tdelay 时间之前由于尚未收到信号 s1,所以可能认为总线是空闲的,那就可能往总线上发送信号 s2。当然,Node2 刚发出 s2,总线上就产生了 s1 和 s2 的竞争,而这个竞争的情况会又经过 Tdelay 的时间才被 Node1 感知到。所以两倍 Tdelay 的要求就是为了保证每个节点都能正确检测到总线上的竞争。

CAN 参数设置

下面以 STM32 系列 CPU 为例,具体说明参数设置方法。STM32 CPU 的 CAN 与位时序相关的参数有 4 个:

BRP (Baud rate prescaler)

预分频值,允许的范围是1~1024。

❖ TS1 (Time segment 1)

允许的范围是 1~16。这个参数设置传播段(Tps)与相位缓冲段 1(Tpbs1)相加的节拍数。

TS2 (Time segement 2)

允许的范围是 1~8。这个参数设置相位缓冲段 2(Tpbs2)的节拍数。

SJW(Resynchronization jump width)

重同步宽度,允许的范围是 1~4。用于设置 Tpbs1 和 Tpbs2 可以调整的节拍数。

1. BRP 的参数设置

BRP 用于将 APB 的时钟(其他 CPU 可能直接使用晶振时钟)分频到 CAN 时钟。CAN 时钟的每个周期就是前面说过的节拍或时间量子(Tq),BRP 的值由基频(APB 时钟)频率 Fclk、波特率 Baudrate 和每个 Bit 的节拍数 Q 决定,BRP = Fclk / (Q * Baudrate)。

从 STM32 寄存器参数允许范围来说,Q 的数量可以在 3~25 之间(见 TS1 和 TS2 的范围),但从同步调整的有效性来说,最好在 6~25 之间。例如,APB 时钟 24M,波特率 500k,如果 Q 取 6~25 之间的整数值,则 BRP 可以使用的值有: 2~3~4~6~8。

Q的大小与通讯质量是有关系的。个人觉得只要寄存器 TS1 和 TS2 的数值允许,Q 值应该尽量大一点。Q 值越小,本地在同步调整时的变化就越大(不稳定)。以 500k 波特率(Tbit = 2000ns)来说,如果 Q = 25,则每拍时长 Tq = 80ns,也就是接收侧可以将同步的位置前后最小变动 80ns;而如果 Q=5,则每拍时长 Tq = 400ns,意味着接收侧对同步位置的调整至少是 400ns。那很可能这次调快了,而后一次又调慢了,这会导致通讯质量明显下降。对最极端的 Q = 3 来说(TS1=1, TS2=1),这样的时序分配导致几乎不具备重同步的能力。

2. TS1 和 TS2 的参数设置

TS1 和 TS2 的参数设置, 就是将 Q 分配给位时序中 3 个段: PS、PBS1 和 PBS2 (SS 段永远占据一拍, 不商量)。 Q = 1 + Tps + Tpbs1 + Tpbs2。

❖ 计算传输段时长 Tps

Tps 的长度根据设备性能和总线长度决定,通常总线单位延时可按 5.5ns/米估算。单个节点收/发延时按 75ns 估算。假定总线长度 12 米,则 Tps = 2 * (12 * 5.5 + 75 * 2) = 432ns,然后根据上一步的 Q 值,计算出 Tq 的时间,再根据 Tq 和延时时间,计算 Tps 需要的节拍数。

例如: 当 Tq = 125ns 时, 432ns 延时需要的节拍数 = 432 / 125, 向上取整得到 4。

❖ 计算相位补偿段 1 时长 Tpbs1 和 相位补偿段 2 时长 Tpbs2

将Q值减1,再减掉 Tps 的节拍数,剩余的节拍数由 Tpbs1 和 Tpbs2 平分。如果剩余节拍是奇数,则 Tpbs1 比 Tpbs2 少一拍。

❖ 计算 TS1 和 TS2 的值

TS1 等于 Tps 和 Tpbs1 的节拍数相加。

TS2 等于 Tpbs2 的值。

3. SJW 的参数设置

SJW 比较简单,取 (TS2-1)和 4两个数字中小的那个。即 SJW = min(TS2-1,4)。将上面的例子:基频 24M, CAN 总线波特率 500k,传输延时 432ns,各种不同 Q 值下,各参数计算过程列表如下:

| BRP | Q | T _q (ns) | SS | T _{ps} | 剩余 | T _{pbs1} | T _{pbs2} | TS1 | TS2 | SJW |
|-----|----|---------------------|----|-----------------|----|-------------------|-------------------|-----|-----|-----|
| 2 | 24 | 83.3 | 1 | 6 | 17 | 9 | 8 | 15 | 8 | 4 |
| 3 | 16 | 125.0 | 1 | 4 | 11 | 5 | 6 | 9 | 6 | 4 |
| 4 | 12 | 166.7 | 1 | 3 | 8 | 4 | 4 | 7 | 4 | 3 |
| 6 | 8 | 250.0 | 1 | 2 | 5 | 2 | 3 | 4 | 3 | 2 |
| 8 | 6 | 333.3 | 1 | 2 | 3 | 1 | 2 | 3 | 2 | 1 |

注意: 飞思卡尔 MC9S12G128 的寄存器值=实际计算值-1