TWO WAY RANGING (TWR) 详解:TWR的各种分类,优势,误差分析(附公式推导)

TWO WAY RANGING(TWR)的分类

根据测距方式和计算方式,严格意义上Two way ranging(TWR)可以被分为四类,分别为:

- Single-Sided TWR(SS-TWR)
- Symmetric Double-Sided TWR(SDS-TWR)
- Alternative Double-Sided TWR(AltDS-TWR)
- Asymmetric Double-Sided TWR(ADS-TWR)

根据发送包的数量的不同,可以分为single side和double side

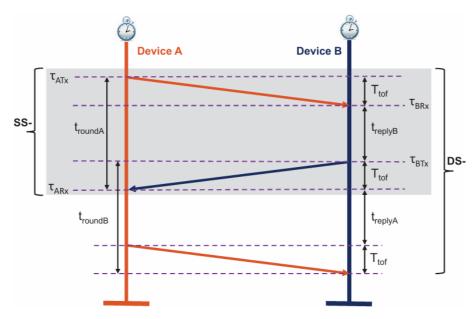


Figure 1. Illustration of single- and double-sided Two-Way Ranging (TWR) methods (©2018 IEEE. Reprinted with permission).

如图所示,在single-sided TWR中,设备A发Poll请求,设备B收到Poll请求后经过 T_{reply1} 后发Response,只在设备A处经历了一个round

在double-sided TWR中,设备A发Poll请求,设备B收到Poll请求后经过 T_{reply1} 后发Response,在设备A收到Response后经过 T_{reply2} 后再发 $Final\ ACK$,设备B收到 $Final\ ACK$ 后结束DS-TWR,在设备A和设备B处分别经历了一个round

根据左右两边的replay time是否相同,可以分为symmetric和asymmetric

如果 t_{replyB} 和 t_{replyA} 相同,那么就是symmetric

如果 t_{replyB} 和 t_{replyA} 不同,那么就是asymmetric

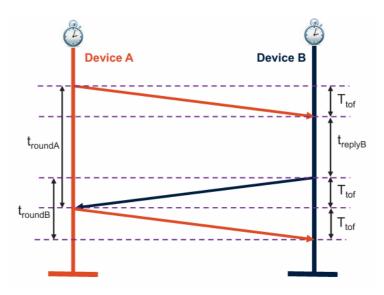


Figure 2. Illustration of the asymmetric double-sided TWR method (©2018 IEEE. Reprinted with permission).

如图所示,便是asymmetric的一种极端情况,其中 t_{replyA} 为0。这种情况主要是为了在实现 AltDS-TWR和SDS-TWR的表现的同时,尽量减少TWR的测距时间

根据在SDS-TWR中采用的算法的区别,可以分为traditional和alternative,也就是传统的SDS-TWR和AltDS-TWR在接下来会详细说明

TWO WAY RANGING(TWR)的误差分析

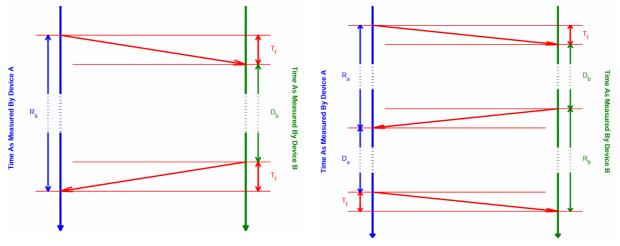


Fig. 1. Two-way ranging exchange

Fig. 2. Double-sided two-way ranging exchange

影响TWR测量的因素主要有以下三点:

- 1.Clock Shift
- 2. Antenna Delay
- 3. Mutipath Effect

其中, clock drift是其中的主导因素

因为两边的设备都有各自独立且未经同步的时钟,因此两边的设备都将会被time reference 上的不完美所影响

尽管clock drift很大程度上依赖于所选择的timing reference,但是IEEE 802.15.4a standard 提供的clock drift会限制在±20 ppm

Single-Sided TWR(SS-TWR)

SS-TWR的过程如图1所示, SS-TWR对于飞行时间的估计可以由下式得到:

$$T_f = \frac{1}{2}(R_a - D_b) {1}$$

假设设备A的时钟偏移为 e_a ,设备B的时钟偏移为 e_b ,那么我们有

$$\hat{R}_{a} = (1 + e_{a})R_{a}$$
 $\hat{D}_{b} = (1 + e_{b})D_{B}$
 $\hat{T}_{f} = \frac{1}{2}(\hat{R}_{a} - \hat{D}_{b})$
(2)

误差也就是

$$\hat{T}_f - T_f = \frac{1}{2}(\hat{R}_a - \hat{D}_b) - \frac{1}{2}(R_a - D_b) = \frac{1}{2}(e_a R_a - e_b D_b)$$
 (3)

因为

$$R_a = 2T_f + D_b \tag{4}$$

所以

$$\hat{T}_f - T_f = \frac{1}{2}(e_a R_a - e_b D_b) = e_a T_f + \frac{1}{2}(e_a - e_b) D_b$$
 (5)

通常而言,飞行时间 T_f 是几十到100纳秒,然而 D_b 是毫秒的数量级(reply delay是由即将发送的包的长度和测量电路,控制逻辑共同决定),因此不难看出在这个误差中, D_b 占据了主导因素

假设reply delay可以低至1 ms,在IEEE 802.15.4a协议中 (e_a-e_b) 最差的情况下是 \pm 40 ppm

只考虑reply delay的影响,在上面方程中的飞行时间的误差至少是20ns

$$rac{1}{2}(e_a-e_b)D_b = rac{1}{2}*40*10^{-6}*1*10^{-3} = 20*10^{-9}s$$

20ns的一个时间误差对应的距离是

$$d = 20 * 10^{-9} * 3 * 10^{8} = 6m$$

显然对于一个室内的Real Time Localization System(RTLS)来说,这个误差是不可接受的

大部分的RTLS要求测距误差在 $\pm 10 \text{ cm}$ 以内,对应的时间误差也就是 $\pm \frac{1}{3} \text{ ns}$

在当前假设下,我们需要对时间误差的结果提高至少60倍。但是reply delay几乎不可能继续减少,而且想要实现更准确的timing reference,例如1ppm的timing reference在许多moblie systems中也不现实(因为需要expensive, power-hungry的Temperature Compensated Crystal Oscillators(TCXOs))。

Symmetic Double-Sided TWR (SDS-TWR)

因此,为了提高测距的准确性,我们引入了另一次的报文交换,也就是DS-TWR这种测距方式,如图2所示

和SS-TWR相似,我们可以得到以下方程

$$R_a = 2T_f + D_b$$

$$R_b = 2T_f + D_a$$
(6)

将两个方程的左右两边相加,我们可以得到

$$T_f = \frac{1}{4}(R_a + R_b - D_a - D_b) \tag{7}$$

假设设备A的时钟偏移为 e_a ,设备B的时钟偏移为 e_b ,那么我们有

$$\hat{R}_a = (1+e_a)R_a$$
 $\hat{D}_b = (1+e_b)D_b$

$$\hat{R}_b = (1 + e_b)R_b$$
 $\hat{D}_a = (1 + e_a)D_a$ (8)

在考虑时钟偏移的情况下,我们可以得到

$$\hat{T}_f = \frac{1}{4}(\hat{R}_a + \hat{R}_b - \hat{D}_a - \hat{D}_b) \tag{9}$$

飞行时间的测量误差为:

$$\hat{T}_f - T_f = \frac{1}{4} (\hat{R}_a + \hat{R}_b - \hat{D}_a - \hat{D}_b) - \frac{1}{4} (R_a + R_b - D_a - D_b)
= \frac{1}{4} e_a (R_a - D_a) + \frac{1}{4} e_b (R_b - D_b)
= \frac{1}{2} (e_a + e_b) T_f + \frac{1}{4} (e_a - e_b) (D_b - D_a)$$
(10)

很显然,当 D_a 和 D_b 两个reply delay相等的时候,测量误差将要被最小化,在这种情况下右手边的第二项将为0,因此这就是Symmetric Double Side Two Way Ranging(SDS-TWR)

但是在实际中,我们很难让 D_a 和 D_b 对称(完全相同),因为当包被接收时,reply delay便开始计时,这个时间点随机发生相对于时钟的clock edges。以Decawave的DW 1000 IC为例,它使用125MHz的时钟,所以在 D_a 和 D_b 之间的时间差将在0-8ns内均匀分布

和之前分析一样,根据IEEE 802.15.4a, (e_a-e_b) 和 (e_a+e_b) 的值均应该在40 ppm之间,因此右手边第二项时间的测量误差的最大值为

$$rac{1}{4}(e_a-e_b)(D_b-D_a) = rac{1}{4}*40*10^{-6}*8*10^{-9} = 80*10^{-15}s = 80 fs$$

对应的测距误差为

$$80*10^{-15}*3*10^8 = 24*10^{-6}m = 24um$$

假设 T_f 是x ms,右手边第一项的值

$$rac{1}{2}(e_a+e_b)T_f = rac{1}{2}*40*10^{-6}*x*10^{-6} = 20x*10^{-12} = 20x\;ps$$

对应的测距误差为

$$20x * 10^{-12} * 3 * 10^{8} = 6x * 10^{-3}m = 6x mm$$

所以,从这个误差计算的过程中,我们可以清晰的看到SDS-TWR把由于时钟漂移造成的误差控制在了可接受的范围内以及DS-TWR相比SS-TWR的优势所在

Alternative Double-Sided TWR (AltDS-TWR)

但是在很多实际应用中,需要相同的reply delay是很难做到的,这意味着三个包不得不以准确的计时器发送,但是在未经协调的网络中,包与包的碰撞很容易发生,使得这整个过程也不得不重新进行,进一步的阻塞整个网络。同时,由于要求两次reply delay的时间相同,这也要求整个TWR报文交换的过程需要比之前需要的时间更长

因此,如果我们可以放松对于timing的要求,那么整个网络的吞吐量就很容易增加。

为了解决equal reply delay的需求,另一种TWR的处理方式被引入,它就是Alternative Double-Sided TWR

AltDs-TWR和SDS-TWR发送包的pattern和process是完全相同的,不同的是最终对于飞行时间估计方式

因此(6)式依然成立,不同与(7)式对于方程左右两边相加,AltDS-TWR将(6)式里面的两个方程左右相乘,

我们可以得到

$$R_a R_b = (2T_f + D_b)(2T_f + D_a) (11)$$

我们把右边与 T_f 无关的项移至左边,可以得到

$$R_a R_b - D_a D_b = 2T_f (2T_f + D_a + D_b) \tag{12}$$

因为

$$2T_f + D_a + D_b = R_a + D_b = R_b + D_a (13)$$

所以式(12)还可以被写为

$$R_{a}R_{b} - D_{a}D_{b} = 2T_{f}(2T_{f} + D_{a} + D_{b})$$

$$= 2T_{f}(R_{a} + D_{a})$$

$$= 2T_{f}(R_{b} + D_{b})$$

$$= T_{f}(R_{a} + R_{b} + D_{a} + D_{b})$$
(14)

因此,对于 T_f 的估计为:

$$T_f = rac{R_a R_b - D_a D_b}{R_a + R_b + D_a + D_b}$$

假设设备A的时钟偏移为 e_a ,设备B的时钟偏移为 e_b ,那么我们有

$$\hat{R}_a = (1+e_a)R_a$$
 $\hat{D}_b = (1+e_b)D_b$

$$\hat{R}_b = (1 + e_b)R_b$$
 $\hat{D}_a = (1 + e_a)D_a$ (15)

在考虑时钟偏移的情况下,我们可以得到

$$\begin{split} \hat{T}_{f} &= \frac{\hat{R}_{a}\hat{R}_{b} - \hat{D}_{a}\hat{D}_{b}}{2(\hat{R}_{a} + \hat{D}_{a})} \\ &= \frac{\hat{R}_{a}\hat{R}_{b} - \hat{D}_{a}\hat{D}_{b}}{2(\hat{R}_{b} + \hat{D}_{b})} \\ &= \frac{\hat{R}_{a}\hat{R}_{b} - \hat{D}_{a}\hat{D}_{b}}{\hat{R}_{a} + \hat{R}_{b} + \hat{D}_{a} + \hat{D}_{b}} \end{split} \tag{16}$$

(16)式也可以写为

$$\hat{T}_{f} = \frac{e_{a}e_{b}(R_{a}R_{b} - D_{a}D_{b})}{2e_{a}(R_{a} + D_{a})} = k_{b}T_{f}$$

$$= \frac{e_{a}e_{b}(R_{a}R_{b} - D_{a}D_{b})}{2e_{b}(R_{b} + D_{b})} = k_{a}T_{f}$$
(17)

飞行时间的测量误差为:

$$\hat{T}_f - T_f = e_b T_f = e_a T_f \tag{18}$$

从(18)式,我们可以看出在AltDS-TWR这种方法中,飞行时间的测量误差不在与reply delay有关

这也是AltDS-TWR相比于SDS-TWR的优势所在之一:

AltDS-TWR比SDS-TWR更加鲁棒,传统的对称的SDS-TWR这种方法需要两侧的reply delay相同,然而AltDS-TWR可以在任何情况下都实现一个好的表现。

同时我们也可以看出

$$Error = e_b T_f = e_a T_f \tag{19}$$

最终的测量误差实际上只与其中的某个设备有关,我们也可以利用这个事实。如果某个设备具有更好的表现力,我们便可以利用这个设备进行计算,从而实现更准确的测量。

误差对比

METHOD	ERROR	RANGING REQUIRMENT
SS-TWR	$e_aT_f+rac{1}{2}(e_a-e_b)D_b$	
DS-TWR	$rac{1}{2}(e_a + e_b)T_f + rac{1}{4}(e_a - e_b)(D_b - D_a)$	$D_b=D_a$
AltDS-TWR	$e_b T_f \ OR \ e_a T_f$	

参考文献

- [1] Neirynck, D., Luk, E., & McLaughlin, M. (2016, October). An alternative double-sided two-way ranging method. In *2016 13th workshop on positioning, navigation and communications (WPNC)* (pp. 1-4). IEEE.
- [2] Lian Sang, C., Adams, M., Hörmann, T., Hesse, M., Porrmann, M., & Rückert, U. (2019). Numerical and experimental evaluation of error estimation for two-way ranging methods. *Sensors*, *19*(3), 616.