来自 2018 ARRL/TAPR DCC Jim Frazier, KC5RUO kc5ruo@arrl.net

FT8 模式的真实信噪比(BD4KC 粗略翻的)

简介

在进行 FT8 模式通讯时,你可能看到一个负值的信噪比报告,数值范围在 -27dB 到-1dB 之间,根据常识,负值说明信号低于本底噪声。

实际上,这不是真的,频移键控(FSK)的声音信号要远高于噪声底。

接收 FT8/JT65/JT9 这样的数字信号时,信号报告实际上是以很宽带宽的噪声底为参考,基本上是 2500HZ。这和 FT8 的 50HZ 带宽实际上不一致。有用数据的带宽甚至更小,实际检波带宽(50HZ)中的一部分用作前向纠错的冗余数据,为了使通讯更顺畅。

这种计算方式,明显不同于通常在 FSK 单音带宽内计算信噪比的数值 什么是 S/R 信噪比

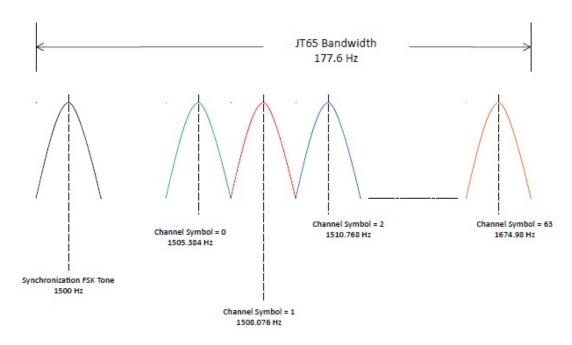
信噪比 SNR 以 db 表示

S=远地接收机实际收到的信号功率,这个变量是你在 SNR 计算中唯一能控制的参数。

在远处,你将如何决定接收机收到的信号功率?你可以增加/减少发射端的发射功率;你可以使用不同增益的天线等。实际上你受限于有效辐射功率(ERP)。

N=远地接收机收到的噪声功率,仅仅由远地接收机决定,发射台站对这个参数没有影响。噪声有很多来源:大气噪声(全世界范围的人造物或者闪电产生的)、宇宙噪声(大气层以外传来的)、接收机固有的噪声。

JT65 的频谱(原文:波形)和检波带宽如下图



图上的 JT65 信号,带宽 177. 6HZ。JT5 这个名字是发明人乔. 泰勒命名的,实际上 JT65 使用了 64 个音调的 FSK,额外的第 65 个子带(以下每个音调简称"子带"),用来维护时间和频率同步。总数 65 个子带,其中 64 个有效数据。

当发射时,FSK 的同步子带总是发送两倍于有效数据子带的时长 64 个子带,每一个子带代表了一个 6 位的符号信息(例如 ASCII 码)

每当发射, JT65 占用(大约)带宽 178HZ。更仔细观察,可以发现,每个 FSK 信号甚至只占用了 2.692HZ 这么小的带宽。只有在这么窄的带宽内的噪声,才会影响我们计算 SNR 并决定了是否成功接收信息。

"检波带宽的 SNR" 意思就是 FSK 符号相对于噪声功率密度的比值。

测试方法

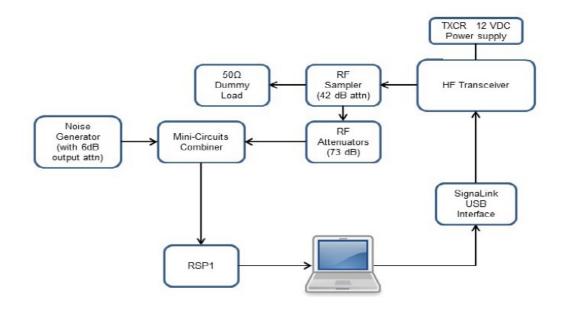
为了验证计算时的带宽相对于计算结果的显著影响(检波带宽和 2500HZ 带宽)我装备了一套 JT65 的发射机和接收机, 互相连接

如下图:

一台电脑运行 WSJT-X 软件,产生一个 CQ 信息(CQ KC5RU0 DM65) 编码的 FSK 音调信号,通过 USB 接口盒子给到发射机(八重洲 FT891) FSK 音调信号调制在 14.076 载波上,发送给接收机

接收机使用的是 SDRPLAY 的 RSP1,另外采用了模拟家中真实环境的噪声源,一起送到接收机的天线端。

为了让信号下降到 S1,即大约-121dBm,我使用了一些衰减器。实际衰减量调到了 115dB



接收机使用 SDRUNO 软件,这个软件能够设定通带宽度 SP2,还能看到数值和瀑布图。

RMS 有效功率值就是在设定 SP 通带内测试到的有效功率,用来测试预设 SP2 带宽内的信号和噪声的功率。

SNR 就能从测量数值中计算出来,特别要注意,SDRUNO 实际上显示的 SNR 是 (S+N)/N

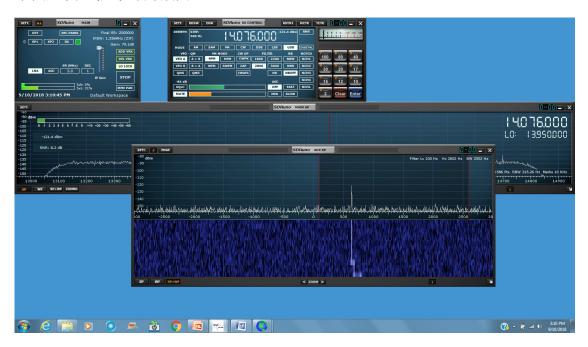
一台普源精电的 DG4162 函数信号发生器作为噪声源,设置为白噪声(AWGN) 发生器

使用 Mini-circuits 的桥,混合两种信号,一起送给 RSP1 接收机。以下是测量的屏幕截图。可以看到噪声底,SP2 带宽设定位 2500HZ。下图是电脑界面:



测试过程

下图是发送信号时的截图



接收机噪声计算带宽为 2500HZ

RSP1 接收机的底噪大约是-130dBm (比 S1 低了 9dB)

NPB=SP2 预设带宽下的噪声功率

NPB 大约是-130dBm

噪声带宽 2500HZ

 S_{PB} =在 SP2 预设带宽内的信号功率 \approx -121 dBm = S1 的信号报告 RSP1 接收机的噪声底 N_{PB} \approx -130dBm 是整个接收系统的噪声,噪声带宽 = 2500 Hz

计算: SNR ≈9 dB

值得注意的是:

SDRuno 实际测量的有效值功率(RMS)是噪声和信号相加的=(S_{PB} + N_{PB})也就是说。SDRUNO 实际测出的 SNR=(S_{PB} + N_{PB}) / N_{PB}

注意, JT65 信号比底噪明显大很多, 因此这样计算并不会偏离太过分。

下图是附加的白噪声



SP2 预设带宽=2500HZ

接收机本底噪声带宽 = 2500 Hz

白噪声功率 (AWGN) = $N_{PB} \approx -115$ dBm = S2 信号报告

下图是信号叠加噪声



接收机预设 SP2 带宽=2500HZ

(S_{PB} + N_{PB}) = -114 dBm 噪声底+信号

这里的 $S_{PB} = -121 \text{ dBm}$ $N_{PB} = -115 \text{ dBm}$

有趣的事情来了 N_{PB} 大约比 S_{PB} 高了 6 dB (接收机带宽 2500HZ), 也就是说噪声比信号更强。

信噪比(原文:噪声带宽)的计算值,不使用 JT65 检波带宽限制的情况下, 会显著受到噪声的影响

SNR 测量值 $\approx 1.0 \text{ dB (S}_{PB} + N_{PB} = -114 \text{ dBm}, N_{PB} = -115 \text{ dBm})$

这里的 $SNR = (S_{PB} + N_{PB}) / N_{PB}$, 受到 N_{PB} 的影响更大。

既然噪声数值更大,我们为什么还能明显看到 FSK 的音调信号,并且上图这个信号是比底噪更高的。

这是因为 FSK 信号的能量集中在很小带宽内,这里是 2. 692HZ, FSK 信号的检波带宽=2. 692HZ

在如此小的检波带宽内,信号能量浓缩了,就明显更高。

你看到了,如果 FSK 音调带宽扩散到 2500HZ 的话,我们是看不到信号的。如此的话,信号能量也将被扩散到整个接收机通带的 2500HZ 内,就像埋没于荒草之下。

是 FSK 检波带宽内的 SNR 决定了是否成功通讯,而不是整个 2500HZ 内的信噪比。

结论

当接收机的噪声带宽降低,接近实际检波带宽时,SNR 会增加。

我用 SDRUNO 软件,设置 SP2 带宽到 179HZ,基本等同于发射机 JT65 的必要带宽。回忆一下,JT65 信号带宽内充满了 1 个同步子带,和 64 个数据子带(子带=音调),如下图。



接收机软件的 SP2 带宽设定为 = 179 Hz

接收机噪声带宽也就是 = 179 Hz , 这时候 N_{PB} 显著减少了

 $(S_{PB} + N_{PB}) = -121 \text{ dBm}$

这里 $S_{PB} = -121 \text{ dBm}$ $N_{PB} = -127 \text{ dBm}$

信号和噪声功率的测量, 统统都在 179HZ 带宽内, 接收机信噪比又一次显著 受到 JT65 信号的影响, SNR 测量值=6dB, 增加了 5dB, 相当于比前述测量提高了三 倍。

下面,我将继续减小预设 SP2 带宽。也就是检波带宽,逼近 JT65 信号的同步子带,这里降到了 9HZ,参见下图。



SP2 预设接收机通带宽度= 9 Hz

接收机噪声带宽= 9 Hz 观察 SpB 和 NpB

N_{PB} 显著减小 (S_{PB} + N_{PB}) = -121 dBm

这里 $S_{PB} = -121$ dBm $N_{PB} = -138$ dBm

信噪比 SNR 的计算,又一次是 JT65 信号起主要作用

SNR 测量值≈ 17 dB 增加了 40 倍

什么是真正的数字模式信噪比

那么,什么是 FT8/JT9/JT65 的真正信噪比呢,什么数值能决定解码信息正确?

引入一个概念: 频移键控符号对噪声功率密度的比值(Es/No),通常汉语说起来,是"符号信噪比"。(注意还有个 Eb 比特信噪比,咱们这么简单的通讯,就不用管它了)

(Es/No)dB 能够从SNR 数学计算得到

(Es/No)dB = (SNR 报告)dB + (10 x LOG (2500 Hz/ (FSK 字符的检波带宽))dB JT65 字符带宽 BW = 2.692 Hz JT9 字符带宽 BW = 1.736 Hz FT8 字符带宽 BW = 6.25 Hz

对于 JT65 模式

(Es/No)JT65 (dB) = (报告 SNR)JT65 (dB) + (10 x LOG (2500 Hz/2.692 Hz))(dB)

公式中:

- 1) 2500 Hz 是接收机信号报告时的带宽
- 2) 2.692 Hz 是 JT65 实际占用的符号带宽,也就是检波带宽公式简化为:

(Es/No) JT65 (dB) = (报告 SNR) JT65 (dB) + 29.7 dB 类似地

(Es/No) JT9 (dB) = (报告 SNR) JT9 (dB) + (10 x LOG (2500 Hz/1.736 Hz)) (dB) 简化为: (Es/No) JT9 (dB) = (SNRreported) JT9 (dB) + 31.6 dB 类似地:

(Es/No)FT8 (dB) = (报告 SNR)FT8 (dB) + (10 x LOG (2500 Hz/6.25 Hz)) (dB) 简化为: (Es/No)FT8 (dB) = (SNRreported)FT8 (dB) + 26 dB 下图是本文汇总,展示了 50%概率解码成功所需的最低信噪比要求:

JT65, JT9, and FT8 FSK Symbol-to-Noise Density Ratio (Es/No) _{dB} derived from Reported SNR				
Reported SNR (dB) over a 2500 Hz Noise Bandwidth	(Es/No) _{JT65 (dB)}	(Es/No) _{JT9 (dB)}	(Es/No) _{FT8 (dB)}	SNR threshold referenced to a 2500 Hz BW at a 50% probability for decoding a JT9 message in AWGN
-30	-0.3	1.6	-4	†
-29	0.7	2.6	-3	
-28	1.7	3.6	-2	
-27	2.7	4.6	-1	SNR threshold referenced to a
-26	3.7	5.6	0	2500 Hz BW at a 50% probability for decoding a JT65 message in AWGN
-25	4.7	6.6	1	
-24	5.7	7.6	2	
-23	6.7	8.6	3	
-22	7.7	9.6	4	
-21	8.7	10.6	5	SNR threshold referenced to a 2500 Hz BW at a 50% probability for decoding a FT8 message in AWGN
-20	9.7	11.6	6	
-19	10.7	12.6	7	
-18	11.7	13.6	8	
-17	12.7	14.6	9	

JT65, JT9 和 FT8 的信噪比报告,基于 2500HZ 这么宽的噪声带宽,比起实际解码所需的带宽,太宽了

在信号实际带宽或检波带宽内得到的 SNR, 是真实的, 比起信号报告明显大

很多。

我们的业余无线电接收机,成功解调信号完全取决于在检波带宽内的噪声情况,无论是 CW/SSB/FM/BPSK31 等

为什么接收机的信号报告会基于 2500HZ 这么宽呢?

因为 SNR 是基于所有的业余模式,相当传统,也就是 2500HZ

因为 JT65/JT9/FT8 这些数字通讯模式通常使用标准的单边带 SSB 接收机,中 频滤波大概是 2500HZ

参考文献

- 1. Work the World with WSJT-X, Part 2: Codes, Modes, and Cooperative Software Development, Joe Taylor, K1JT; Steve Frankie, K9AN, and Bill Somerville, G4WJS, ARRL QST, November 2017, Volume 101, Number 11.
- 2. Open Source Soft-Decision Decoder for the JT65 (63, 12) Reed-Solomon Code, Steven J. Frankie, K9AN and Joseph H. Taylor, K1JT, QEX, May/June 2016.
- 3. Work the World with JT65 and JT9, Digital Communication via Amateur Radio, Steve Ford, WB8IMY, JT65 and JT9 Protocol Specifics, by Dr Joe Taylor, K1JT, pg 1-6, ARRL Inc, ISBN: 978-162595-043-7