MATLAB 实验中的关键原理说明——2020

发送部分从数据文件 SendBit 中取数据,首先转换成数字基带信号,再转变成已调数字信号(复基带信号),并以 USRP 的采样率发送数据。

接收部分接收经信道后的复基带信号,完成载波同步和位同步(需要的话),解调并恢复为原数据文件的比特。

性能展示通过两个方面表现: 1)计算误比特率和误码率,或绘出恢复比特与原数据文件的逐比特差值图; 2)动态显示恢复码元的星座图(还可以增加一幅信道接收到的信号的星座图,以作对比)。

1. 数字基带信号

实验中,原始信源数据从数据文件中读取(SendBit),经信道编码形成卷积码(Code),插入前导码后形成基带数据(data)。

卷积码编码译码原理参见配套PPT。

data=二进制数据码元Ak: Ak=0,1

数字基带信号一般可表示为

$$m(t) = d(t) * g(t) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \cdot g(t - kT_s)$$
(1)

其中, $d(t) = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \delta(t - kT_s)$ 是码元脉冲序列,

- ——ak是用来表示码元Ak的电平值,对二进制无记忆码元,有单极性和双极性之分;
- ——Ts是码元宽度;
- ——q(t)是基带脉冲成型函数,通常为方波波形,也可为升余弦滚降特性的波形或其它无码间串扰的波形。

1) 单极性-双极性变换:

设二进制数据码元为: Ak=0,1

单极性电平时,有: $a_k = A_k$;

双极性电平时,有: $a_k = 2A_k - 1$, $a_k = +1, -1$

2) 差分编码:

设Ak的差分码为Bk,对应的双极性电平分别为ak,bk,则:

传号差分码:

发送端
$$B_k = A_k \oplus B_{k-1}$$
 $b_k = -a_k \times b_{k-1}$ 接收端 $A_k = B_k \oplus B_{k-1}$ $a_k = -b_k \times b_{k-1}$

空号差分码:

发送端
$$B_k = \overline{A}_k \oplus B_{k-1}$$
 $b_k = a_k \times b_{k-1}$ 接收端 $A_k = \overline{B_k \oplus B_{k-1}}$ $a_k = b_k \times b_{k-1}$

其中初始值Bo可任意取0或1,bo可任意取+1或-1。

2. 数字复基带信号

1) 数字复基带信号的表达

复基带信号的概念参见配套PPT。

实验中带通实信号与复基带信号的关系为: $s(t) = \text{Re}\left[s_{l}(t)e^{j\omega_{c}t}\right]$

BDPSK: 带通实信号 $s(t) = m(t) \cos \omega_c t$

复基带信号
$$S_{l-BDPSK}(t) = m(t) = d(t) * g(t) = \sum_{n=0}^{\infty} b_n g(t - nT_b)$$
 $d(t) = \sum_{n=0}^{N-1} b_n \delta(t - nT_b)$

b_k为差分码的双极性电平表示(传号码与空号码皆可), T_b是原始数据的比特宽度。

2FSK: 带通实信号 $s(t) = m_1(t)\cos\omega_1 t + m_2(t)\cos\omega_2 t$

其中,
$$m_1(t) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n g(t - nT_b)$$
, $m_2(t) = \sum_{n=0}^{\infty} \overline{a_n} g(t - nT_b)$

复基带信号 $s_{l-2FSK}(t) = m_1(t)e^{j(\omega_1-\omega_c)t} + m_2(t)e^{j(\omega_2-\omega_c)t}$

实验中,取

$$\omega_2 - \omega_1 = 2R_s$$
, $\omega_c = (\omega_2 + \omega_1)/2$

a_k为二进制数据码元的单极性电平表示,T_b是原始数据的比特宽度,R_s为码元速率。

2) 数字复基带信号的上采样

本实验中,复基带信号的系统采样率设置为 F_s =200kHz,而码元速率(比特率)为 R_s =10kbps。假设传整段数据所需时间为1s,则MATLAB每个采样值的间隔为 Δ T=1/ F_s ,而码元宽度 $T_s=T_b=\frac{1}{R_s}=\frac{F_s}{R_s}\cdot\Delta T$,这意味着每个码元电平($\mathbf{a_k}$ 或 $\mathbf{b_k}$)需取 $\frac{F_s}{R_s}$ 个采样值,此即为上采样。当g(t)为矩形码元脉冲时,这些采样值都等于当前码元电平值。

3) 数字复基带信号的脉冲成型

本实验中,2FSK复基带信号的g(t)为矩形码元脉冲,上采样后无需脉冲成型;

BDPSK复基带信号的g(t)不是矩形码元脉冲,上采样后需要通过发送滤波器形成发送码元的脉冲波形。 实验中用于接收端判决时的码元波形h(t)为升余弦滚降特性,而接收滤波器采用匹配滤波器,由第9章所学 知,发送和接收滤波器的特性为:

$$G_T(f) = G_R(f) = \sqrt{H(f)}$$

3. 通过信道后的复基带信号

通过信道传输后,接收的复基带信号可表示为

$$r_{l}(t) = a \cdot s_{l}(t-\tau)e^{j(\omega_{\Delta}t+\theta)} + n_{l}(t)$$

其中,a是幅度变化, ω_{Δ} 是载波频偏, θ 是载波相移, τ 是传输延迟,为仿真USRP实际信道环境,在MATLAB下由channel子程序产生这些随机变化,并加入高斯噪声。

在PSK/FSK类调制中,不关心幅度,因此在下文中,不考虑噪声时,可简写为:

$$r_{l}(t) = \begin{cases} s_{l}(t-\tau)e^{j(\omega_{\Delta}t+\theta)}, & t > \tau \\ 0, & t \leq \tau \end{cases}$$

4. 2FSK 复基带信号的相干解调等

复基带下,2FSK的两个复载波为: $s_1(t) = e^{j(\omega_1-\omega_c)t}$ 和 $s_2(t) = e^{j(\omega_2-\omega_c)t}$

对复基带信号的两路相干解调为: $r_l(t) \cdot s_1^*(t) = r_l(t) \cdot e^{-j(\omega_l - \omega_c)t}$ 和 $r_l(t) \cdot s_2^*(t) = r_l(t) \cdot e^{-j(\omega_2 - \omega_c)t}$

经过低通滤波后,两路输出为: $m_1(t- au)e^{j(\omega_{\!\scriptscriptstyle \Delta} t+ heta)}$ 和 $m_2(t- au)e^{j(\omega_{\!\scriptscriptstyle \Delta} t+ heta)}$

其中,
$$m_1(t) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n g(t - nT_b)$$
, $m_2(t) = \sum_{n=0}^{\infty} \overline{a_n} g(t - nT_b)$

由于两路输出为复数,幅度比较时取绝对值,即得: $m_2(t-\tau)-m_1(t-\tau)$

通过前导码搜索消除时延后,为 $m_2(t)-m_1(t)$

对每个码元只进行一次采样,则得到码元采样序列,即 $\overline{a_n}$ - a_n 序列。

5. BDPSK 的差分相干解调等

经过匹配滤波器后的接收信号(不考虑噪声)为:

$$r(t) = \sum_{n=0}^{\infty} b_n h(t - \tau - nT_b) \cdot e^{j(\omega_{\Delta}t + \theta)}$$

对接收信号进行差分相干,可得

$$x(t) = r(t)r^*(t+T_b) = m(t)m(t+T_b)e^{-j\omega_{\Delta}T_b}$$

其中

$$m(t) = \sum_{n=0}^{\infty} b_n g(t - \tau - nT_b), \qquad m(t + T_b) = \sum_{n'=1}^{\infty} b_{n'} g(t - \tau + T_b - n'T_b) = \sum_{n=0}^{\infty} b_{n+1} g(t - \tau - nT_b),$$

则有

$$m(t)m(t+T_b) = \sum_{n=0}^{\infty} b_n \cdot b_{n+1} \cdot g^2(t-\tau - nT_b)$$

这里假设 $\omega_{\Delta}T_{b}$ 的影响可以忽略,则对x(t)取实部,即得差分相干解调后的信号。再经搜索前导码消除时延影响。

网站上的实验结果图——MATLAB 代码中各环节的信号对照表

	网站上实验结果图	MATALB 代码中各环节的信号
DPSK	数据源比特	SendBit
	差分编码后的 BPSK 码元	SendBpsk
	DPSK 发送信号	SendSig
	DPSK 接收信号	real(RecvSig)
	滤波接收信号	real(RecvSigFiltered)——完成"% RRC filtering" 后的结果
	DPSK 解调后信号	RecvDpskDemod——完成"% differential decoding" 后的结果
	preamble 相关结果	RecvCorr——完成"% preamble search"时的中间结果,是用相关计算搜索前导码时的相关结果
	抽样码元	RecvSymbolSampled——完成"% sampled symbol"后的结果,已去除前导码,且每个采样值对应一个码元
	译码比特	RecvBit——完成"% convolutoinal decoding"后的结果
	接收发送比特错误	abs(RecvBit-SendBit)
FSK	数据源比特	SendBit

FSK 发送信号相位	phase(SendSig)
FSK 接收信号	real(RecvSig)
FSK 解调后信号	real(RecvFskDemod)——RecvFskDemod 是完成"% FSK
	demodulation"后的结果
preamble 相关结果	RecvCorr——完成"% preamble search"时的中间结
	果,是用相关计算搜索前导码时的相关结果
抽样码元	RecvSymbolSampled——完成"% sampled symbol"后
	的结果,已去除前导码,且每个采样值对应一个码元
译码比特	RecvBit——完成"% convolutoinal decoding"后的
	结果
接收发送比特错误	abs(RecvBit-SendBit)

