

# 通信与网络期中考试参考答案

## 第一题：

1、某系统信息速率为 1Mbps，分别采用 BPSK, 4PSK, 4FSK, 16QAM, 16FSK 调制，其信号带宽从高到低排序为。

解答：16FSK > 4FSK > BPSK > 4PSK > 16QAM

## 第二题：

2、某系统信息速率为 2Mbps，分别采用 16QAM, 16PSK, 16PAM，16FSK（正交频率），QPSK, BPSK 调制，写出它们的误符号率公式和误比特率。

（以下误码率表示均为高 SNR 时的近似值）

16QAM:

$$\text{双路（总）误符号率： } P_s = \frac{3}{2} Q\left(\sqrt{\frac{4}{5} \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

$$\text{误比特率： } P_b = \frac{1}{2} P_s = \frac{3}{4} Q\left(\sqrt{\frac{4}{5} \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

16PSK:

$$\text{误符号率： } P_s = 2Q\left(\sqrt{\frac{2E_s}{n_0} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{16}\right)}\right) = 2Q\left(\sqrt{\frac{8E_b}{n_0} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{16}\right)}\right)$$

$$\text{误比特率： } P_b = \frac{1}{4} P_s = \frac{1}{2} Q\left(\sqrt{\frac{8E_b}{n_0} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{16}\right)}\right)$$

16PAM:

$$\text{误符号率： } P_s = \frac{15}{8} Q\left(\sqrt{\frac{8}{85} \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

$$\text{误比特率： } P_b = \frac{1}{4} P_s = \frac{15}{32} Q\left(\sqrt{\frac{8}{85} \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

16FSK:

$$\text{误符号率: } P_s = 15Q\left(\sqrt{4 \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

$$\text{误比特率: } P_b = \frac{8}{15}P_s = 8Q\left(\sqrt{4 \cdot \frac{E_b}{n_0}}\right)$$

QPSK

$$\text{误符号率: } P_s = 2Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)\left[1 - \frac{1}{4}Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)\right] \approx 2Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)$$

$$\text{误比特率: } P_b = \frac{1}{2}P_s = Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)$$

BPSK

$$\text{误符号率: } P_s = Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)$$

$$\text{误比特率: } P_b = Q\left(\sqrt{\frac{2E_b}{n_0}}\right)$$

在高信噪比时为达到相同误比特率所需的  $E_b/n_0$  从高到低排序为\_\_\_\_\_。

16PAM > 16PSK > 16QAM > BPSK=QPSK > 16FSK

**第三题:**

3、某种二元序列集: { 1011100, 0111001, 1110010, 1100101, 1001011, 0010111, 0101110, 0000000 }, 这 8 个序列有一个特点, 即任意两个序列之间 7 个相应位置的比特中都有 4 个不同。在某个传输系统中, 针对 8 种可能的待传输消息, 分别取这个二元序列集中的一个代表待传消息, 即传送相应的二元序列 (即当发生第  $i$  种消息时, 传输第  $i$  个二元序列)。

为了在波形信道中传输, 将二元序列逐符号采用双极性码传输, 假设收发滤波器设计可以保证在无噪声时采样点无失真, 求在 AWGN 信道下误消息率公式 (分别以  $E_s/n_0$ ,  $E_b/n_0$ ,  $E_m/n_0$  为参量,  $E_m$  为每个消息所需的信号能量)

计算一个码型错判为另外一个码型的概率为：

$$p(i \rightarrow j) = Q \left( \sqrt{\frac{E_{si} + E_{sj} - 2\rho_{ij}\sqrt{E_{si}E_{sj}}}{2n_0}} \right)$$

$$E_{si} = E_{sj} = E_m$$

而相关系数为：  $\rho_{ij} = \frac{\int_{-\infty}^{+\infty} s_i(t)s_j(t)}{\sqrt{E_{si}E_{sj}}} = -\frac{1}{7}$

因此：  $p(i \rightarrow j) = Q \left( \sqrt{\frac{8E_m}{7n_0}} \right)$

因此误消息率为：  $p_e = 1 - (1 - p(i \rightarrow j))^7$  (每个符号错成另外一个符号的概率相同)

$$p_e = 7p(i \rightarrow j)$$

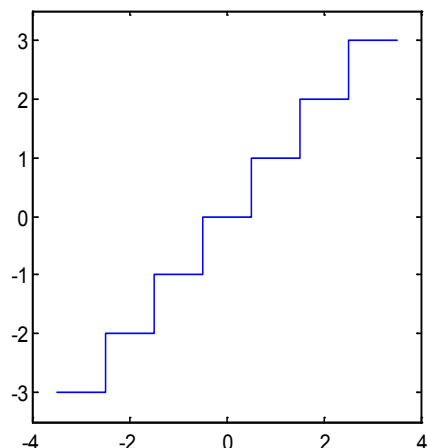
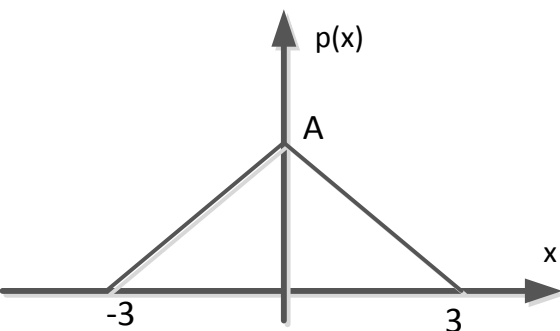
而一个消息由 7 个二进制序列，可以由三个比特表示，因此

$$E_m = 3E_b = 7E_s$$

将上面的各关系代入即可。

#### 第四题：

4、某信源，平均每秒独立产生 10k 次如下图分布的电平。为了实现对该信源主要信息的传输，在发端需进行量化，量化成-3, -2, -1, 0, 1, 2, 3，请画出量化函数 Q(x)，标出最佳判决门限，并计算量化信噪比。求出该信源每秒产生的熵。



解答：(1)、Q(x)如右下图，

因为概率密度的积分为 1,  $\int_{-3}^3 p(x)dx = 1$  得  $A = \frac{1}{3}$

$$\text{量化噪声: } \sigma_q^2 = \int_{-3}^3 (Q(x) - x)^2 p(x)dx = \frac{1}{12}$$

$$\text{信号的功率: } S = \int_{-3}^3 x^2 p(x)dx = \frac{3}{2}$$

$$\text{则量化信噪比: } SNR = \frac{S}{\sigma_q^2} = 18 = 12.55dB$$

$$\begin{aligned} P(Q(x) = -3) &= \int_{-3}^{-2.5} p(x)dx = \frac{1}{12} & P(Q(x) = -2) &= \int_{-2.5}^{-1.5} p(x)dx = \frac{1}{9} \\ P(Q(x) = -1) &= \int_{-1.5}^{-0.5} p(x)dx = \frac{2}{9} & P(Q(x) = 0) &= \int_{-0.5}^{0.5} p(x)dx = \frac{11}{36} \\ P(Q(x) = 1) &= \int_{0.5}^{1.5} p(x)dx = \frac{2}{9} & P(Q(x) = 2) &= \int_{1.5}^{2.5} p(x)dx = \frac{1}{9} \\ P(Q(x) = 3) &= \int_{2.5}^3 p(x)dx = \frac{1}{12} \end{aligned}$$

信源的熵为  $H(X) = -\sum P_i \log_2 P_i = 2.3629$ , 故该信源每秒产生的熵为  $2.3629 \times 10^4 \text{ bit}$

(2) 根据题意可得, 带宽 B 为 6k, 符号率为  $R_s = \frac{B}{1+\alpha} = 4kHz$

由于 I、Q 均可利用, 则信道每秒传输的最大信息量为  $R_s \log_2(1 + \frac{S}{N})$ , 所以

$$R_s \log_2(1 + \frac{S}{N}) \geq 2.3629 \times 10^4, \text{ 解得 } \frac{S}{N} \geq 58.71$$

$$\text{又 } N = (-174 + 5) \text{ dBm/Hz} \times B = 7.55 \times 10^{-17} W$$

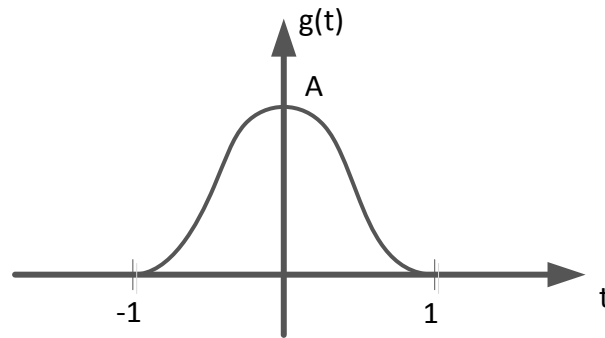
故  $S \geq 58.71N = 4.43 \times 10^{-15} W$ , 因为信道衰减为 100dB, 故要求发送端的功率至少为  $4.43 \times 10^{-5} W$

### 第五题:

5、某基带传输系统, 采用线性幅度调制的方法进行双极性传输(电平序列为独立分布, 其中取值+A 和-A 的概率分别为 0.75 和 0.25), 基本脉冲波形如下图所示, 为一个完整周期的升余弦波。

- (1) 对于符号率 1.5sps, 1sps, 0.75sps, 0.5sps, 0.4sps, 哪些符号率可以保证采样点无失真。
- (2) 分别针对这些可以满足采样点无失真的符号率, 画出该系统发射信号的功率谱, 标出关键点的频率, 如果有线谱, 也请注意标出来。
- (3) 如果在接收端采用匹配滤波接收后, 经归一化的信号分量幅度仍为+A 和

-A，噪声呈零均值高斯分布，方差为 $\sigma^2$ ，写出接收机的最佳判决门限，及此时的误码率公式（用 A 和 $\sigma$ 来表示）。



1) 1sps, 0.75sps, 0.5sps, 0.4sps

$$2) s(t) = \left( \sum_n a_n \delta(t - nT) \right) * g(t)$$

$$\text{功率谱 } S(f) = |A(f)| \cdot |G(f)|^2$$

$$\text{其中 } G(f) = A \frac{S_a(f)}{1 - \left(\frac{f}{\pi}\right)^2}$$

又 $|A(f)|$ 是序列 $\sum_n a_n \delta(t - nT)$ 的功率谱，

$$|A(f)| = \mathcal{F}\{R_{nn'}\} = \mathcal{F}\{E(a_n a_{n'}^*)\}$$

$$\text{当 } n = n' \text{ 时, } R_{nn'} = A^2$$

$$\text{当 } n \neq n' \text{ 时, } R_{nn'} = \frac{1}{4} A^2$$

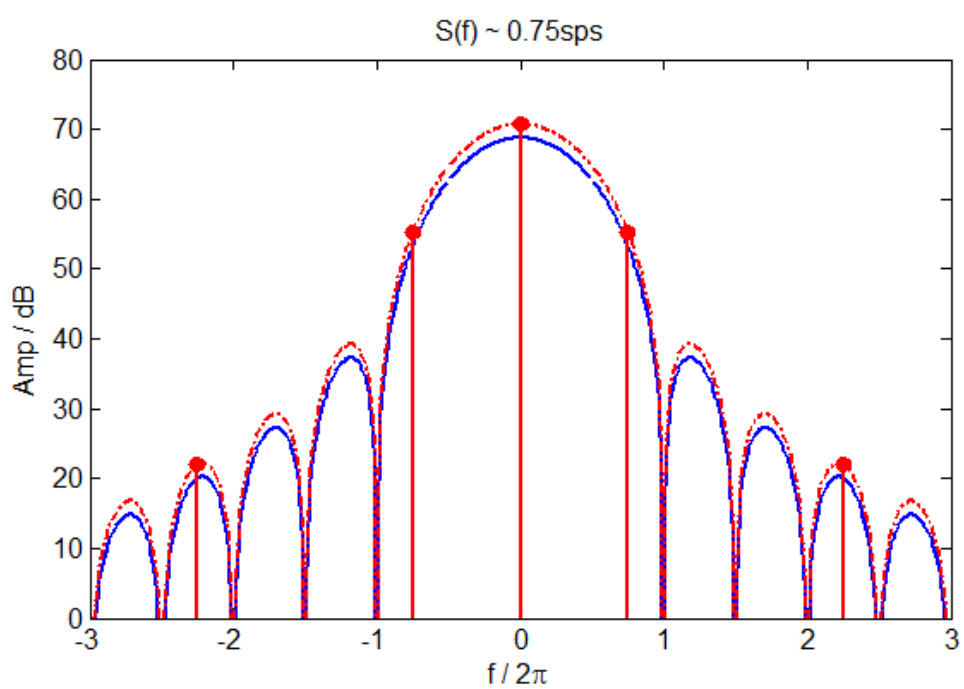
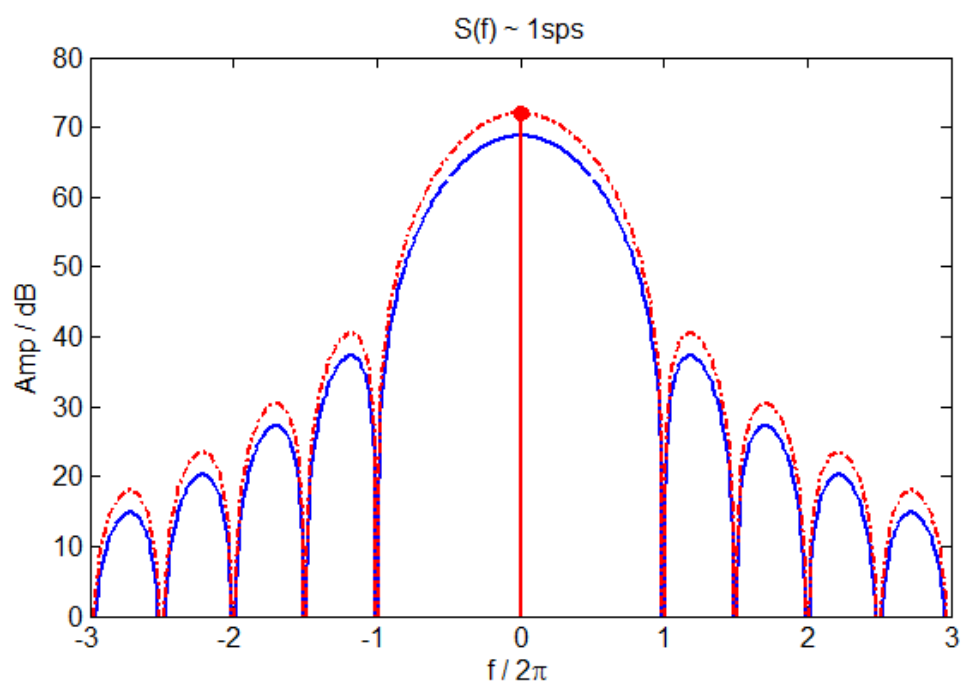
$$\text{故 } R_{nn'} = \frac{3}{4} A^2 \delta(t) + \frac{1}{4} A^2 \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT)$$

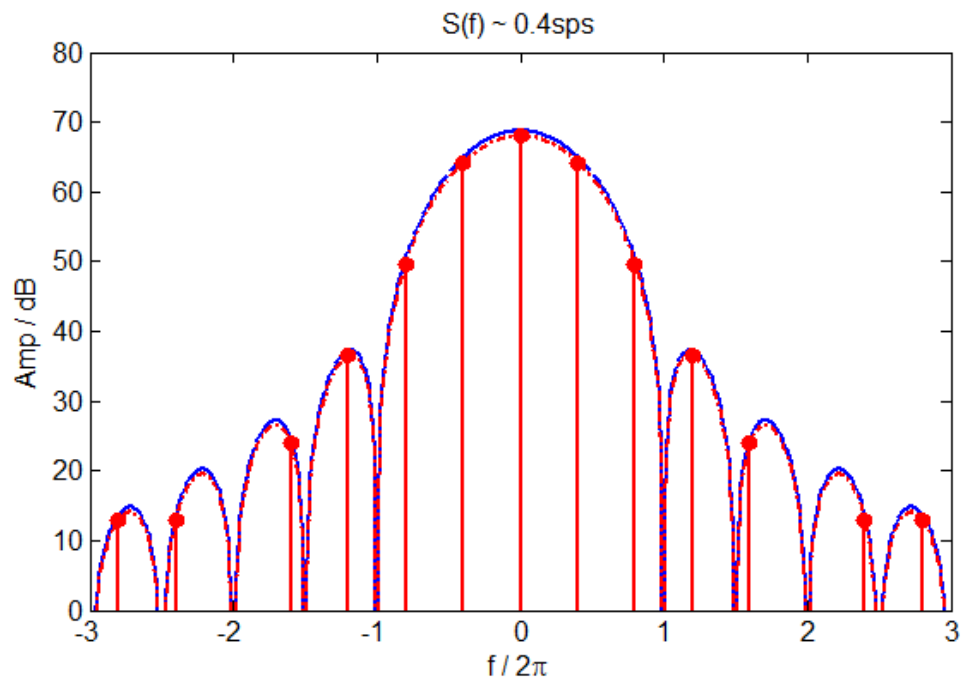
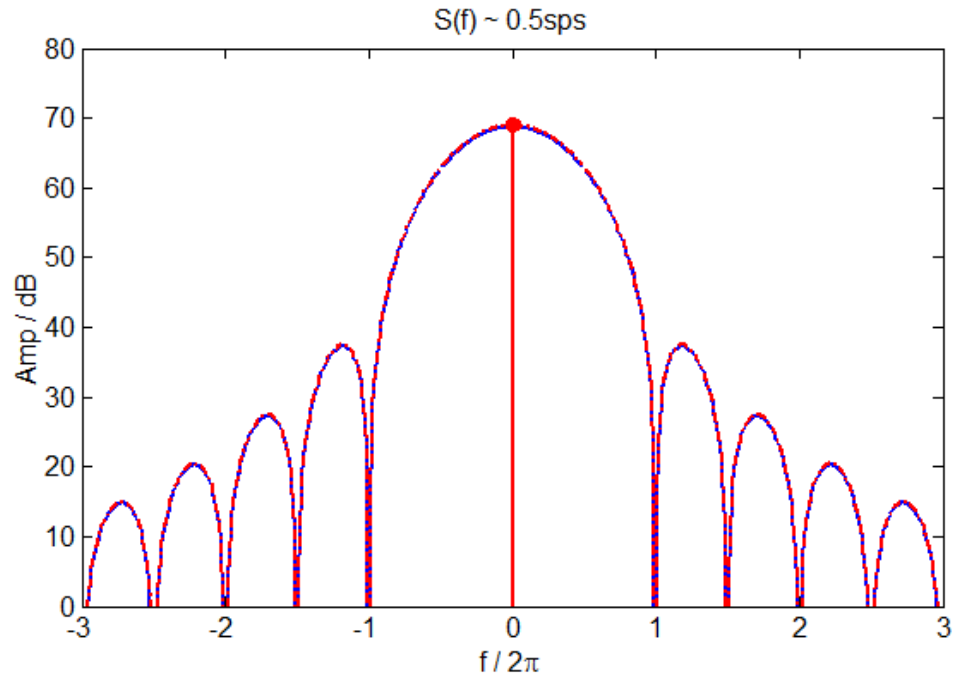
$$\text{得到 } A(f) = \frac{3}{4} A^2 + \frac{A^2}{4} \cdot \frac{2\pi}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta\left(f - n \frac{2\pi}{T}\right)$$

最后得到发射功率为：

$$S(f) = \left( A \frac{S_a(f)}{1 - \left(\frac{f}{\pi}\right)^2} \right)^2 \cdot \left( \frac{3}{4} + \frac{1}{4} \cdot \frac{2\pi}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta\left(f - n \frac{2\pi}{T}\right) \right)$$

画图如下，其中蓝线为功率谱，红色点划线为线谱的包络。





3) 发送 A 时, 接收信号分布是  $P(x|a=A) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x-A)^2}$

发送 -A 时, 接收信号分布是  $P(x|a=-A) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x+A)^2}$

最佳判决门限  $x_0$  要求,  $\frac{1}{4} \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x_0+A)^2} = \frac{3}{4} \cdot \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x_0+A)^2}$

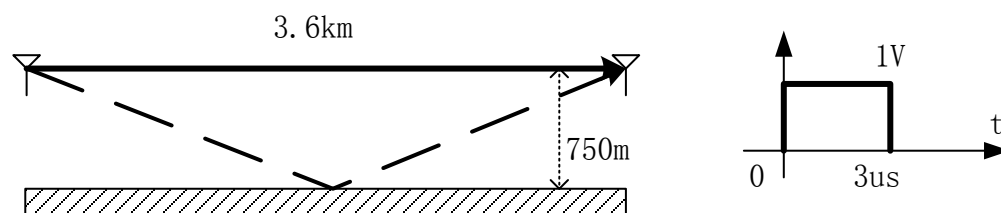
可得到  $x_0 = \frac{-\sigma^2}{2A} \ln 3$

误码率为:

$$\begin{aligned} P_b &= P(x > x_0 | a = -A) \cdot P(a = -A) + P(x < x_0 | a = A) \cdot P(a = A) \\ &= \frac{3}{4} \int_{-\infty}^{x_0} \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x-A)^2} dx + \frac{1}{4} \int_{x_0}^{+\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma} e^{\frac{-1}{2\sigma^2}(x+A)^2} dx \\ &= \frac{3}{4} Q\left(\frac{A}{\sigma} + \frac{\sigma \ln 3}{2A}\right) + \frac{1}{4} Q\left(\frac{A}{\sigma} - \frac{\sigma \ln 3}{2A}\right) \end{aligned}$$

第六题:

6、某个无线信道，由于反射路径的存在，接收到的信号是直达波和反射波的叠加，其中直达径的幅度增益为  $1.5e-6$ ，反射径的幅度增益为  $1e-6$ ，反射径的在通过镜面反射时，发生了相位反转。



(1) 求该信道的冲激响应; (2 分)

$$\text{直射径的延时为: } \tau_1 = \frac{3.6 \times 10^3}{3 \times 10^8} = 12 \mu s$$

$$\text{反射径的延时为: } \tau_2 = \frac{\sqrt{(1.8 \times 10^3)^2 + (0.75 \times 10^3)^2}}{3 \times 10^8} = 13 \mu s$$

$$\begin{aligned} \text{所以冲击响应函数为: } h(t) &= 1.5 \times 10^{-6} \delta(t - \tau_1) - 1 \times 10^{-6} \delta(t - \tau_2) \\ &= 1.5 \times 10^{-6} \delta(t - 12 \times 10^{-6}) - 1 \times 10^{-6} \delta(t - 13 \times 10^{-6}) \end{aligned}$$

(2) 如果采用载波传输，载波频率为 6.125 MHz，求等效基带信道的冲激响应 (写出时域表达式); (2 分)

$$\begin{aligned} h_B(t) &= h(t) e^{-j\omega_c t} = 1.5 \times 10^{-6} \delta(t - \tau_1) e^{-j\omega_c \tau_1} - 1 \times 10^{-6} \delta(t - \tau_2) e^{-j\omega_c \tau_2} \\ &= -1.5 \times 10^{-6} \delta(t - 12 \times 10^{-6}) + 1 \times 10^{-6} \delta(t - 13 \times 10^{-6}) e^{-j\frac{\pi}{4}} \end{aligned}$$

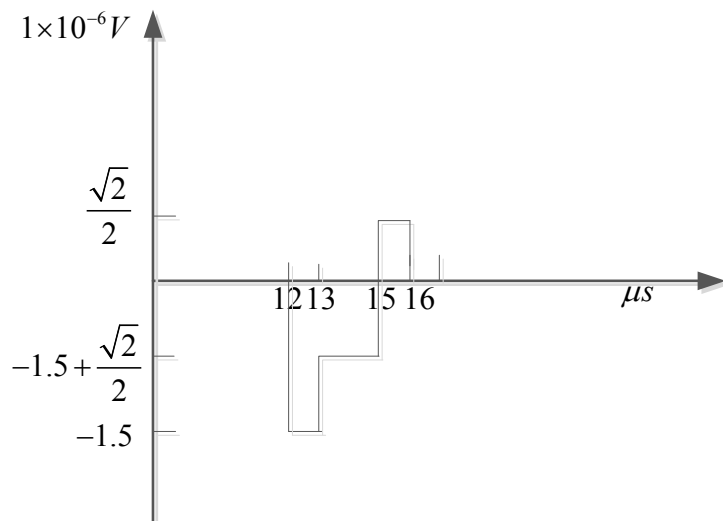
(3) 如果发端基带采用实数方波为基本脉冲波形，双极性调制，幅度为正负 1V。收发天线的阻抗均为 50 欧姆，画出发送正电平符号时，接收符号的



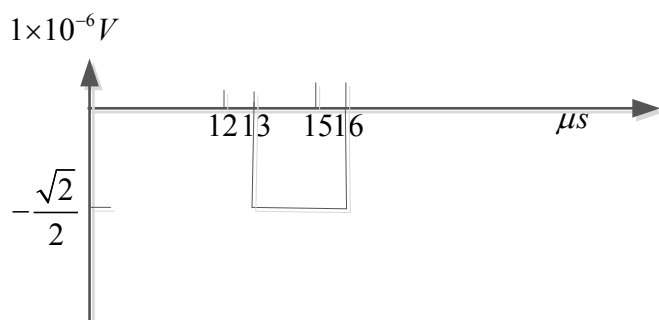
基带波形（时域，实部和虚部），并求接收天线处的接收符号能量；（4分）  
因此是阻抗匹配的。

接收信号为：  $y(t) = h_B(t) * s_B(t)$  因此可以得到如下波形

实部：



虚部：



接收到的能量：

我们可以先计算基带信号的能量，基带信号能量为载波信号能量的二倍  
接收波形如上图所示，所以基带接收的能量为：

$$E_B = pT = \frac{v^2}{R} T$$

$$= \frac{(-1.5 \times 10^{-6})^2}{50} \times 1 \times 10^{-6} + \frac{\left( \left( -1.5 + \frac{\sqrt{2}}{2} \right) \times 10^{-6} \right)^2}{50} \times 2 \times 10^{-6} + \frac{\left( \frac{\sqrt{2}}{2} \times 10^{-6} \right)^2}{50} \times 1 \times 10^{-6} + \frac{\left( -\frac{\sqrt{2}}{2} \times 10^{-6} \right)^2}{50} \times 3 \times 10^{-6}$$

$$= 1.101 \times 10^{-19} J$$

因此接收天线处的载波符号能量为：

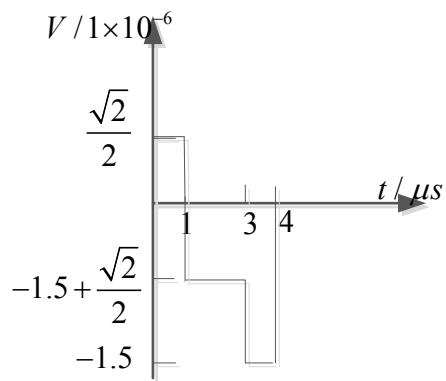
$$E = 0.5 E_B = 5.5 \times 10^{-20} J$$

（4） 画出能使采样点信噪比最大的基带匹配滤波器冲激响应（实虚部，相对幅度）；（2分）

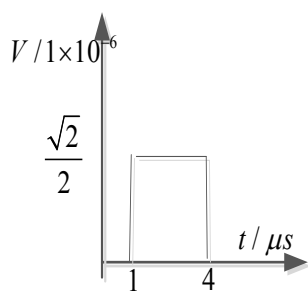
匹配滤波器为：  $h_m(t) = Ky(T-t)^*$  这里取  $K=1$

因此可得波形为：

实部



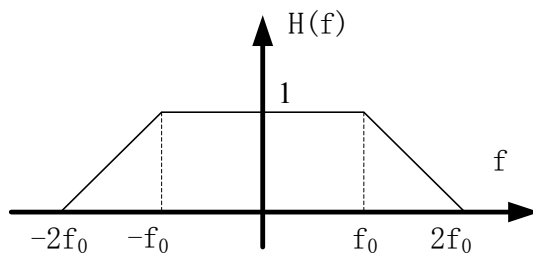
虚部:



第七题:

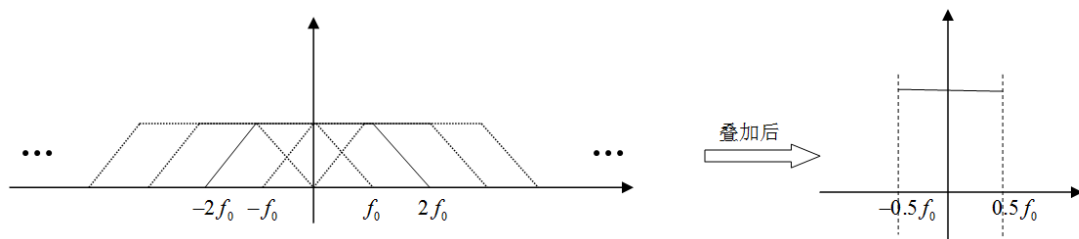
7、某基带传输系统，发送成形滤波、信道、接收滤波的总频响如下图所示（相频特性为线性）。

- (1) 请问如下几种符号率中的采用哪些可以保证在采样点无失真？试用作图法说明。  
(A)  $f_0$  (B)  $1.5f_0$  (C)  $2f_0$  (D)  $3f_0$  (E)  $4f_0$
- (2) 除了这些以外，还可以在哪些符号率情况下采样点无失真？
- (3) 如果采用 4 电平传输，最高无失真传输比特率为多少？

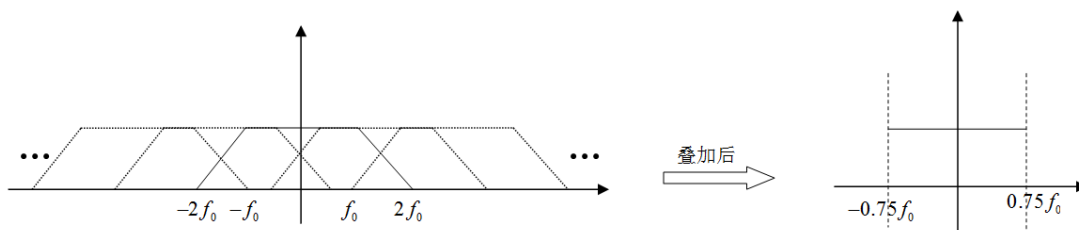


解答:

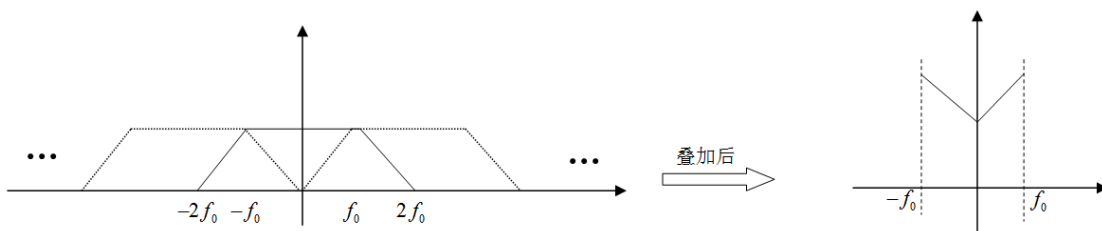
- (1)
- (A)  $f_0$



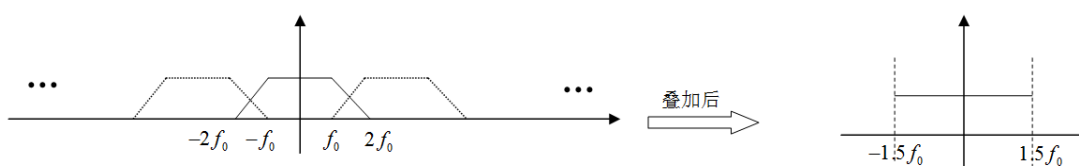
(B)  $1.5f_0$



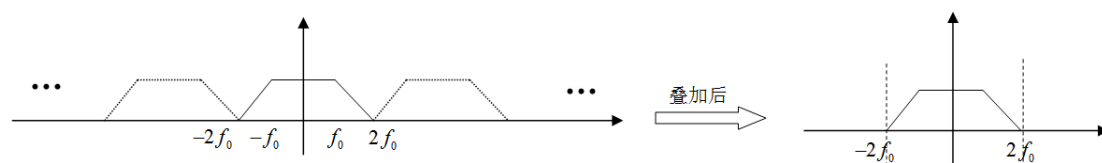
(C)  $2f_0$



(D)  $3f_0$



(E)  $4f_0$



根据上面可得，当  $f_s = f_0, 1.5f_0, 3f_0$  时，频域是平坦的，故此时可保证采用点无失真。

(2)对  $H(f)$  做傅里叶逆变换得到时域，根据信号与系统的知识， $H(f)$  可以看作两个矩形的卷积，即  $H(f) = H_1(f) * H_2(f)$ ， $H_1(f), H_2(f)$  表达式如下：

$$H_1(f) = \begin{cases} 1 & |f| < 1.5f_0 \\ 0 & \text{other} \end{cases}, H_2(f) = \begin{cases} \frac{1}{f_0} & |f| < 0.5f_0 \\ 0 & \text{other} \end{cases}$$

根据傅里叶的性质，时域乘积频域卷积，可得  $H(f)$  对应的时域为

$$h(t) = 3f_0^2 \text{Sa}(\pi f_0 t) \text{Sa}(3\pi f_0 t)$$

若满足采用点无失真条件，则有  $h(nT_s) = \begin{cases} \text{常数} & n = 0 \\ 0 & n \neq 0 \end{cases}$

$$\text{所有要求 } f_s = \frac{1}{T_s} = \frac{3f_0}{k} (k \in N^*)$$

(4) 根据上问可得，最大的符号采用率为  $3f_0$ ，所以最高比特率为  $6f_0$ 。

### 第八题：

8、某幅度均匀分布的实数信源，功率谱完全落在 3.2kHz-5kHz 内且平坦，采用带通采样，若想无失真重构，最低需要的采样率为多少？如需要重构波形 SNR 达到 55dB，最少需要多少比特均匀量化？

$$f_L = 3.2\text{kHz}, f_H = 5\text{kHz}, B = 1.8\text{kHz}$$

$$N = 2, M = \frac{7}{9}$$

$$\text{最低采样率为: } f_s = 2(f_H - f_L)(1 + \frac{M}{N}) = 5\text{kHz}$$

$$\text{假设幅度是均匀分布的, } SNR = \frac{S}{\sigma_q^2} \cdot \frac{f_s}{2B}$$

$$\text{其中 } S = \frac{1}{3}V^2, \sigma_q^2 = \frac{V^2}{3L^2}$$

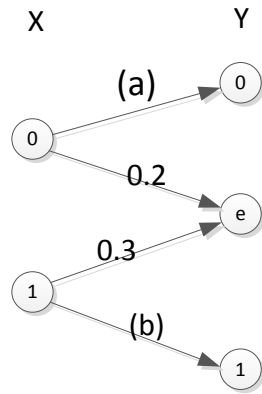
$$\text{又 } SNR \geq 55\text{dB} = 10^{5.5}$$

$$\text{可得 } \log_2 L \geq 8.9$$

故至少需要 9bit 的量化

### 第九题：

9、删除信道是一种比较常见的信道，下图是一种特殊信道的转移概率矩阵。请回答：



(A) 图中括号里 a, b 取值各应为多少? (2 分)

a=0.8, b=0.7

(B) X 的取值等概时, 信道的可获得互信息量为多少? (3 分)

$$\begin{aligned}
 I(x, y) &= H(y) - H(y|x) \\
 &= -\sum_i p(y_i) \log(p(y_i)) - \sum_i \sum_j p(x_i, y_j) \log(p(y_j|x_i)) \\
 &= 0.757 \text{ bit}
 \end{aligned}$$

(C) X 的取值等概时, 给出根据 Y 判决 X 的最佳策略, (2 分)

接收 y 为 0 时判断为 0, 接收 y 为 1 时判断为 1, 接收为 e 时判断为 1.  
因为 x=1 时接收为 e 的概率更大

(D) C 中判决结果为 Z, 这样从 X 到 Z 的互信息量为多少? (3 分)

首先计算由 x 到 z 的条件概率

$$P(z=0|x=0)=0.8, P(z=e|x=0)=0.2$$

$$P(z=1|x=1)=0.7, P(z=e|x=1)=0.3$$

转移概率为:

$$P(z=0, x=0) = P(z=0|x=0)P(x=0) = 0.8 \cdot 0.5 = 0.4$$

同理可得:

$$P(z=e, x=0) = 0.1, P(z=1, x=1) = 0.35, P(z=e, x=1) = 0.15$$

$$\begin{aligned}
 I(x, z) &= H(z) - H(z|x) \\
 &= \sum_i P(z_i) - \sum_i \sum_j P(x_i, z_j) \log(P(z_j|x_i)) \\
 &= 0.61 \text{ bit}
 \end{aligned}$$