

北京邮电大学2012 年硕士研究生入学考试试题

考试科目: 信息与通信工程专业综合

注意: (1)所有答案一律写在答题纸上, 否则不计成绩; (2)不得使用计算器; (3)试卷最后一页有附录

第一部分 信号与系统 (60 分)

一、填空题 (共30 分, 每空2 分)

(1) 微分 $\frac{d}{dt}[e^{-t} * \delta(t)]$ _____, 积分 $\int_{-\infty}^t \delta(2t-1)dt$ _____。

(2) 已知信号 $f(t)$ 的拉氏变换为 $F(s)$, 则 $f(t)e^{-\alpha t}$ 的拉氏变换 _____ $f(t) \bullet f(t)e^{-\alpha t}$ 的拉氏变换为 _____。

(3) 已知某线性时不变的系统函数为 $H(j\omega) = |H(j\omega)|e^{j\varphi(\omega)}$, 则信号经过该系统后, 信号的幅度由 _____ 进行加权, 信号的相位由 _____ 进行修正。

(4) 已知某线性时不变离散系统的单位样值响应为 $h(n) = u(n) - u(n-2)$, 则在输入 $x(n) = \delta(n) - \delta(n-2)$ 作用下系统的输出为 $y(n)$ _____, $y(n)$ 的能量为 _____。

(5) 已知某线性时不变系统的系统函数为 $H(s) = \frac{s+1}{s+2}$, 则该系统的信号流图为 _____。

(6) 系统 $y(t) = x(t) - 2x(\frac{t}{2})$ 是否为时变系统? _____

(7) 序列 $x(n) = 3 + \sin(\frac{4n\pi}{9})$ 的周期为 _____。

(8) 已知信号 $f(t)$ 的拉氏变换为 $\frac{1}{(s+\alpha)(s+\beta)}$ $\alpha > 0, \beta > 0$. 则该信号离散化后所得序列的 z 变换的极点在 z 平面的 _____。

(9) 如图1.1所示电容元件的初始电压为 $v_c(0^-) = 2V$, 该电容元件串联形式的 s 域模型为 _____。

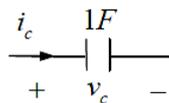


图 1.1

(10) 已知某线性时不变系统的阶跃响应为 $e^{-\alpha t}u(t)$, 该系统在 $\delta(t-1)$ 激励下的零状态响应为 _____。

(11) 已知信号 $f(t)$ 的频谱如图1.2所示, 则 $f(t)\cos(5t)$ 的频谱图为 _____。

二、(10 分)

已知 $f_1(t)$ 、 $f_2(t)$ 和 $f_3(t)$ 的波形分别如图 2.1(a)、(b)、(c) 所示， $f_1(t)$ 的傅里叶变换为

$F(\omega) = T \cdot \text{Sa}(\frac{\omega T}{2})$ ，试利用傅里叶变换的尺度变换、位移和卷积性质求 $f(t)$ 的傅里叶变换。

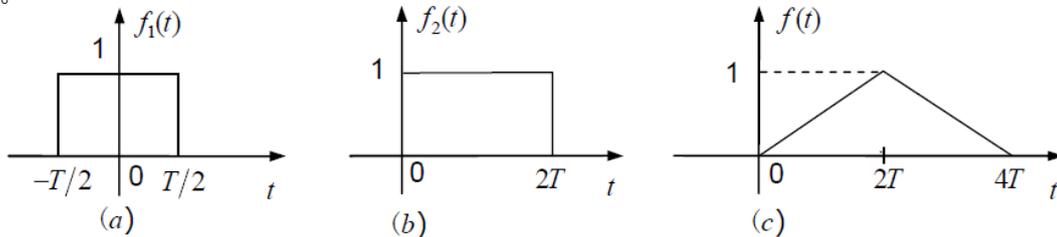


图 2.1

三、(10 分)

已知图 3.1 所示系统中两个子系统的冲激响应分别为 $h_1(t) = 2e^{-3t}u(t)$ ， $h_2(t) = u(t)$ 。

- (1) 求该系统的系统函数 $H(s)$ 。
- (2) 求该系统的冲激响应 $h(t)$ 。
- (3) 判断该系统是否稳定。

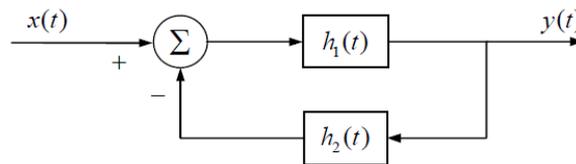


图 3.1

四、(10 分)

已知某线性时不变因果系统，其系统函数的零、极点图如图 4.1 所示，且已知其单位样值响应 $h(n)$ 的初值为 $h(0^+) = 1$ 。

- (1) 求系统函数 $H(z)$ 。
- (2) 写出该系统的差分方程式。
- (3) 求系统在输入信号 $x(n) = 1.2^n u(n)$ 作用下的零状态响应。
- (4) 写出该系统的频率响应表达式，并说明该系统具有何种滤波特性。

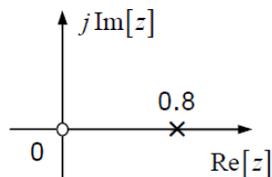


图 4.1

第二部分 通信原理 (90 分)

五、(15 分)

图 5.1 示出了一个模拟调制系统，其中模拟基带信号 $m_1(t)$ 的最大幅度为 1V、带宽为 1MHz。

$m_1(t)$ 和 $m_2(t)$ 的频谱分别为 $M_1(f)$ 和 $M_2(f)$ ，如图 5.2 所示。SSB 的频载是 $f_c = 100\text{MHz}$ ，

FM 调制器的频率偏移常数是 $50\text{kHz}/V$ ， FM 的载频比 SSB 的载频高 $\Delta = 1.5\text{MHz}$

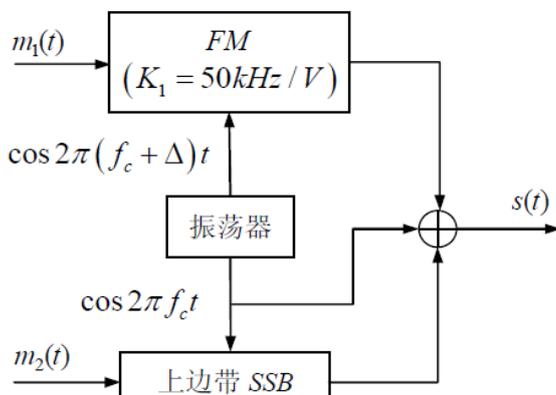


图 5.1

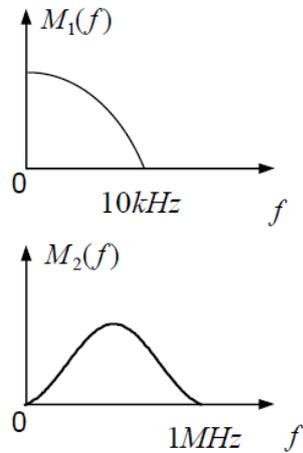


图 5.2

- (1) 求 SSB 信号的带宽。
- (2) 求 FM 信号的最大频偏及近似带宽。
- (3) 画出 $s(t)$ 的频谱示意图。(标上关键频率值)
- (4) 画出接收端的解调框图。(标出相关滤波器的频率参数)
- (5) 以 $\cos 2\pi f_c t$ 为参考载波，写出 $s(t)$ 的复包络。

六、(17 分)

- (1) 一基带 PAM 系统的符号间隔 $T_s = 0.1\mu\text{s}$ ，系统的总体传递函数 $H(f)$ (包括发送滤波、信道及接收滤波)

如图6.1所示，其中 $f_1 = 4.5\text{MHz}$ ，若要实现无码间干扰传输，请求出 f_2 的最小值。

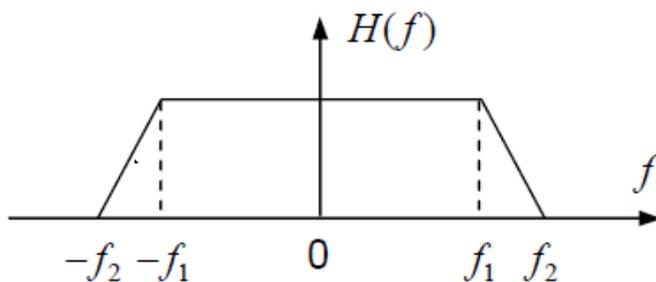


图 6.1

- (2) 假设 $AWGN$ 信道的高斯白噪声 $n_w(t)$ 的双边功率谱密度为 $N_0/2$ ，通过此信道等概发送如下4个信号之一：

$$s_1(t) = \begin{cases} 1 & 0 \leq t < 1 \\ 0 & \text{else} \end{cases}, s_2(t) = \begin{cases} 1 & 0 \leq t < 0.5 \\ -1 & 0.5 \leq t < 1 \\ 0 & \text{else} \end{cases}, s_3(t) = -s_1(t), s_4(t) = -s_2(t)$$

(a) 由这4个信号所张成的信号空间的维数 N 是多少? 给出该信号空间的一组归一化正交基函数 $\{f_1(t), \dots, f_N(t)\}$ 。

(b) 写出 $s_1(t), s_2(t), s_3(t), s_4(t)$ 的矢量表示式。

(c) 画出信号空间图(星座图)，在图中划分出最佳判决域，求出最小欧氏距离。

(d) 画出最佳接收框图。

(e) 求发送 $s_1(t)$ 条件下的误判概率。(提示：将星座图旋转任意角度后误码率不变，同时噪声在各维上投影的联合分布也不变。)

七、(13分)

某MQAM无线传输系统的信道频带是200MHz—218MHz，拟传输的数据速率是

60Mbps，假设信道特性是AWGN信道。

(1) 请根据给定条件，设计进制数 M 及滚降系数 α 。要求 M 必须是2的整幂且尽可能小， $0.2 \leq \alpha \leq 1$ 。

(2) 画出所设计的发送及接收框图。

(3) 写出发送功率谱表达式。

(4) 在高信噪比条件下，MQAM的误符号率可以近似为 $P_M \approx 2\left(1 - \frac{1}{\sqrt{M}}\right) \operatorname{erfc}\left(\sqrt{\frac{3E_{av}}{(M-1)N_0}}\right)$ 其中 N_0 是噪声的单边功率谱密度， E_{av} 是MQAM的平均符号能量。若要求误比特率为 P_b ，

请写出所需 $E_b N_0$ 的计算式。(假设系统采用格雷映射)

八、(13分)

(1) 量化比特数为 q 的普通AD转换器是一种有 2^q 个量化区间的均匀量化器。假设 $q=10$ ，量化器的动态范围是 $\pm 1024mV$ ，量化器输入在动态范围内均匀分布。

(a) 求量化间隔 Δ 及量化噪声功率 N_q 。

(b) 若要求量化信噪比提高12dB，量化比特数 q 需要增加多少?

(2) 信源 $x(t)$ 是零均值平稳高斯过程，自相关函数为 $R_x(\tau) = 0.5 \operatorname{sinc}(200\tau)$ 。以奈奎斯特

$$y = \begin{cases} a, & x < u \\ b, & u \leq x < v \\ c, & x \geq v \end{cases}$$

速率对信源进行抽样，对每个样值按下式进行量化，其中量化分层电平 u 、 v 能使 y 的三种取值等概出现，量化电平 a 、 b 、 c 的设计能使量化器的均方误差最小。

- (a) 求时间上相邻的两个样值 (x_{n-1}, x_n) 的联合概率密度函数。
 (b) 将量化后的序列经过理想熵编码后，输出的比特速率是多少？
 (c) 求量化分层电平 u 、 v 。
 (d) 求量化电平 a 、 b 、 c 。

九、(9 分)

- (1) *DPSK* 差分相干解调的误码率公式是 $P_b(\gamma) = e^{-\gamma}$ ，其中 γ 是信噪比。在瑞利衰落信道

中， γ 是随机变量，其概率密度函数为 $f(\gamma) = \frac{1}{\bar{\gamma}} e^{-\frac{\gamma}{\bar{\gamma}}}$ ，其中 $\bar{\gamma}$ 是信道的平均信噪比。求

DPSK 在瑞利信道中的平均误码率 $\overline{P_b(\gamma)}$ 。

- (2) 某二元信道如图9.1所示，已知信道的转移概率是

$$P(1|1) = P(0|1) = 0.5, \quad P(0|0) = 1, \quad P(X=0) = 0.5。$$

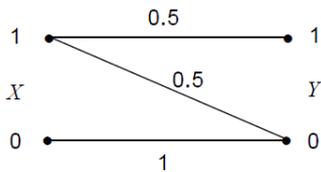


图 9.1

- (a) 求 Y 的概率分布。
 (b) 求互信息 $I(X; Y)$ 。

十、(15 分)

- (1) 设 $c_5, c_4, c_3, c_2, c_1, c_0$ 表示 $(6,3)$ 系统线性分组码的码字，其中 c_5, c_4, c_3 是信息位。已

知该码有如下校验关系：

$$\begin{cases} c_5 + c_4 + c_2 = 0 \\ c_4 + c_3 + c_1 = 0 \\ c_5 + c_3 + c_0 = 0 \end{cases}$$

- (a) 写出该码的监督矩阵。
 (b) 根据监督矩阵求该码的最小汉明距离。
 (c) 对于接收序列 100110 时，译码结果是什么？

- (2) 设 n, k 循环码的生成多项式是 $g(x)$ 。

(a) n 应满足何种条件?

(b) 若 $g(x) = x+1$, n 可以取何值?

(c) 若 $n=5, g(x) = x+1$, 问 $k=?$ 并写出该系统循环码的生成矩阵。

(3) 已知一个 $(2,1,3)$ 卷积码的输入为 1011100 时, 两路输出分别是 1100101 和 1001011 。

(a) 写出该卷积码的生成多项式。

(b) 画出编码器框图。

(c) 完成图10.1 中的状态转移图。图中圆圈中的数字表示状态, 状态之间的带箭头连线表示转移方向, 称为分支。分支上的数字表示由一个状态到另一个状态转移时的输出数字, 括号中是数字则表示相应的输入信息。

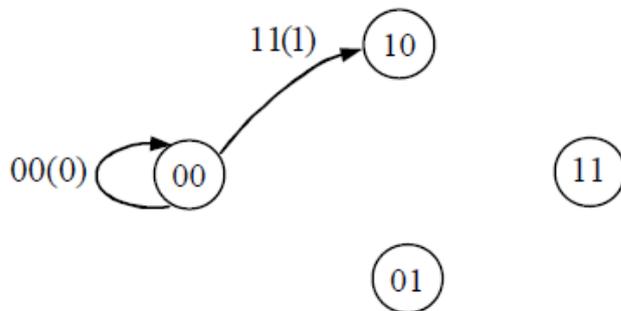


图 10.1

十一、(8 分)

一直接序列扩频系统如图11.1 所示。图中 $d(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} d_k g(t - kT_b)$ 是幅度为 ± 1 的双极性不归零信号, $+1$ 、 -1 等概出现, 码元宽度是 T_b ; m 序列的特征多项式是

$f(x) = 1 + x^2 + x^3 + x^4 + x^8$; $c(t)$ 是 m 序列对应的双极性不归零信号, 幅度为 ± 1 、码元宽度 $T_c = T_b/N$, N 是 m 序列的周期; 载波频率 f_c 远大于码片速率 $1/T_c$ 。扩频信号在信道传输中受到 $i(t)$ 的干扰。接收信号 $r(t) = d(t)c(t) \cos 2\pi f_c t + i(t)$ 。对应第 k 个比特, 相关器输出的判决量是

$$y_k = \int_{(k-1)T_b}^{kT_b} r(t) \cdot 2c(t) \cos 2\pi f_c t dt。$$

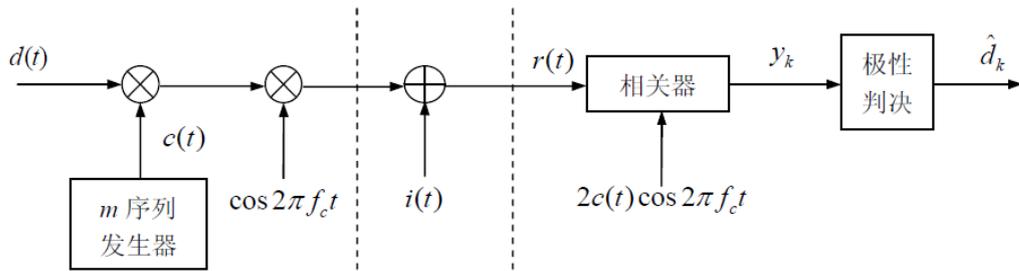


图 11.1

- (1) 写出该 m 序列的周期 N ，画出序列发生器的逻辑框图。
- (2) 若 $i(t) = a \cos(2\pi f_c t)$ ，其中 a 是均值为0、方差为1的高斯随机变量，求 y_k 中有用信号功率与干扰功率的比值。
- (3) 若 $i(t) = c(t - 2T_c) \cos(2\pi f_c t + \varphi)$ ，其中 φ 是在 $(0, 2\pi)$ 内均匀分布的随机变量，求 y_k 中有用信号功率与干扰功率的比值。

附录：

$$Q(\alpha) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{\alpha}^{\infty} \exp\left(-\frac{u^2}{2}\right) du$$

$$\operatorname{erfc}(\alpha) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_{\alpha}^{\infty} \exp(-u^2) du$$

$$\operatorname{sinc}(x) = \frac{\sin \pi x}{\pi x}$$

$$\operatorname{Sa}(x) = \frac{\sin x}{x}$$

$$\log_2 3 \approx 1.6$$