北京邮电大学 2008 —— 2009 学年第 I 学期

《通信原理》期中考试试题(B卷)

包括选择填空在内的所有答题都应写在答题纸上,否则不计成绩! 试卷最后一页有公式提示

一. 选择填空(每空1分,共26分)

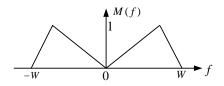
答案必须来自下列答案,必须是最合理的答案。 按"空格编号 答案编号"的格式答题,例如:26 f;27 甲

(a)3	(<i>b</i>)2	(c)频带传输	$(d)\cos 32\pi t$
(e)单极性 NRZ 码	(<i>f</i>)高斯	(g) HDB ₃ 码	(<i>h</i>)5
(<i>i</i>)4	(<i>j</i>)10	(k)平方	(<i>l</i>)12
(<i>m</i>)6	(<i>n</i>)16	(0)24	$(p)\delta(f-f_0)$
(q)8	(r)瑞利	(s)AMI 码	(t)64
(u)单极性 RZ 码	(v)莱斯	(w)均匀	(x)指数
$(y) \sin 32\pi t$	(z) $\delta(f+f_0)$	(甲)32	(乙)120
(丙)高、大	(丁)低、小	(戊)200	(己)160
(庚)1/16	(辛)立方	(壬)1/2	$(xtilde{x})H(f)=1$
(亥)预加重和去加重	重技术	(子)1	(丑)CMI 码

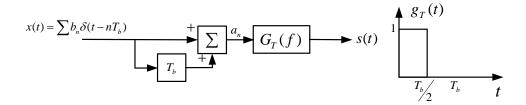
- 1. 某系统的 256 进制数字信号的符号速率是 2×10⁶ 波特,则理论上系统需要的最小传输带宽为 ① MHz,符号间隔是 ② 微秒;比特间隔是 ③ 微秒。
- 2. 某相位调制信号 $s(t) = A_c \cos\left[2\pi f_c t + 4\sin 2\pi f_m t\right]$, 其中 $A_c = 20$ 、 $f_c = 100MHz$ 、 $f_m = 1kHz$ 。则该已调信号的平均功率是<u>④</u>,该已调信号的调制指数是<u>⑤</u>,近似带宽是<u>⑥</u>kHz。
- 3. 若某实信号 f(t)傅立叶变换为 $F(\omega)$,则复信号 Z(t) = f(t) + j f(t) 的傅立叶变换为 ⑦ $F(\omega)u(\omega)$;复信号 $e^{j2\pi f_0 t}$ 的傅立叶变换为 ⑧ 。
- 4. 设平稳高斯白噪声通过窄带滤波器,得到 $n(t) = n_c(t)\cos\omega_c t n_s(t)\sin\omega_c t$ = $a(t)\cos[\omega_c t + \varphi(t)]$,则 $n_c(t)$ 、 $n_s(t)$ 服从_③_分布,a(t)服从_⑥_分布, $\varphi(t)$ 服从_⑥_分布。
- 5. HDB₃码(三阶高密度双极性码)、单极性 NRZ 码和单极性 RZ 码中,有3

种不同的电压的有: (12); 无论何种信源统计特性, 对位定时同步最有利的是: (13)。

- 6. 若某基带传输系统的带宽为 12kHz,则根据奈奎斯特准则,无码间干扰最高传输速率是 4 波特。若采用升余弦滚降基带传输,滚降系数为 0.5,则传输速率是 (5) 波特;若滚降系数为 1,则传输速率是 (6) 波特。
- 7. 在角度调制系统中,在高解调输入信噪比时,解调输出信噪比与调制指数 β 的 $\frac{17}{}$ 成正比,调制增益约与 β 的 $\frac{18}{}$ 成正比;但随着 β 的增大,解调门 限值变 $\frac{19}{}$ 。
- 8. 调频信号鉴频解调器输出噪声功率谱的形状是抛物线,改善调频系统信噪 比的最常用的方法是_______。
- 9. 在二进制基带传输系统中,信息 0、1 对应的信号幅度分别为 0 伏和 1 伏,接收信号受零均值加性高斯噪声的干扰,当信息 0、1 等概时,最佳门限应设为<u>②</u>伏。若发送 0 的概率低于发送 1 的概率,则适当调<u>②</u>判决门限可降低误码率。
- 10. 在 HDB_3 码(三阶高密度双极性码)、CMI 码、单极性 NRZ 码和单极性 RZ 码中,主瓣带宽是 R_b (R_b 为传输速率)的有: 23 、 24 ; 主瓣带宽是 $2R_b$ 的有: 25 、 26 。
- 二. (10 分)已知:基带信号 $m(t) \Leftrightarrow M(f)$; M(f)如下图所示,设m(t)解析信号为z(t)。试:

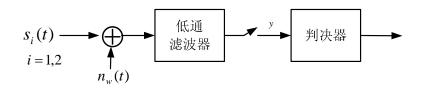


- (1) 写出 z(t) 及其频谱密度表达式, 画出频谱密度图。
- (2) 写出 $z(t)e^{j2\pi f_{c}t}$ 的频谱密度表达式,画出频谱密度图。
- (3) 求 $s(t) = \text{Re} \left[Z(t) e^{j2\pi f_c t} \right]$ 的表示式,画出频谱密度 S(f)。
- 三、 $(10 \, \mathcal{G})$ 如下图所示,二进制信息序列 $\{b_n\}$ 的取值为+1 或-1,且各符号之间互不相关。试求出输出信号s(t) 的功率谱密度 $P_s(f)$ 。



- 四. $(10\, \mathcal{G})$ 假定某广播通信系统的基带信号带宽是 W,发送信号的平均功率为 P_T ,经过信道衰减为 $50\mathrm{dB}$ 和加性白高斯噪声的信道,加性白高斯噪声的均值为 0、双边功率谱密度为 $N_0/2$ 。若已调信号为具有离散大载波的 AM 信号,调幅系数为 a (a<1),归一化基带信号功率为 P_M 。试求:
 - (1) 解调输入信号平均功率、噪声平均功率及其信噪比。
 - (2)解调输出信号平均功率、噪声平均功率及其信噪比。

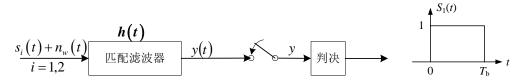
边功率谱密度为 $N_0/2$ 加性白高斯噪声干扰。接收框图如下图所示,其中低通滤波器的带宽为 B,忽略信号失真。试:



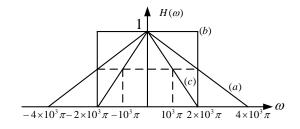
- (1) 写出发 $s_1(t)$ 条件下 v 的条件概率密度函数 $P(v|s_1)$;
- (2) 写出发 $s_2(t)$ 条件下 v 的条件概率密度函数 $P(v|s_2)$;
- (3) 写出最佳判决门限 V_{T} ;
- (4) 计算该系统的平均误比特率 P_{b} 。
- 六、(12 分) 某角度调制系统如下图所示,系统中各模块的幅度增益为 1。其中 $s_2(t)=10\cos\left[2\times10^5\pi t+2\sin400\pi t\right]$,试:



- (1) 对于调制信号m(t)来说, $s_1(t)$ 和 $s_2(t)$ 分别是调频信号还是调相信号?
- (2) 写出已调信号 $s_1(t)$ 的表示式。
- (3) 分别写出 $s_1(t)$ 和 $s_2(t)$ 的调制指数,最大频偏和带宽。
- (4) 写出已调信号 $s_2(t)$ 的平均功率。
- 七.(13 分)如下图所示,某基带传输系统在[0,T]时间内,以 1/3 的概率发送信号 $s_1(t)$,以 2/3 的概率发送信号 $s_2(t)$,其中 $s_1(t)$ 如下图所示、 $s_2(t)$ =0。信号受到均值为零、双边功率谱密度为 N_0 /2 的加性白高斯噪声 $n_w(t)$ 的干扰。接收信号为 r(t)= $s_i(t)$ + $n_w(t)$,i=1,2。用冲激响应为 h(t)的匹配滤波器进行最佳接收。试:



- (1) 写出发送信号的平均功率
- (2) 写出匹配滤波器的冲激响应(要求满足因果关系、且时延最小);
- (3) 求发送 $s_1(t)$ 条件下 y 的条件均值 $E(y|s_1)$ 及条件方差 $D(y|s_1)$,条件概率密度函数 $P(y|s_1)$;
- (4) 求发送 $s_2(t)$ 条件下 y 的条件概率密度函数 $P(y|s_2)$;
- (5) 求最佳判决门限为 V_{T} 。
- 八. (9 分)某基带通信系统的码元传输速率为 $R_B = 10^3 Band$,其系统总的传输特性分别为如下图所示的 a.b.c 三种情况。试:
 - (1) 分别写出三种传输特性的带宽和频带利用率。
 - (2) 分别判断三种传输特性是否满足无码间干扰的要求。



公式提示

- (1)信号 $s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a_n g(t-nT_s)$ 的功率谱密度为 $P_s(f) = \frac{1}{T_s} P_a(f) |G(f)|^2$,其中G(f)是g(t)的傅氏变换, $P_a(f) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_a(m) e^{-j2\pi f m T_s}$, $R_a(m)$ 是序列 $\{a_n\}$ 的自相关函数。
- (2)若x(t)的傅氏变换是X(f),则 $\int_{-\infty}^{\infty} |X(f)|^2 df = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt$
- (3)本试题中的出现的"白高斯噪声"一律具备平稳、遍历特性,其均值为零,双边功率谱密度为 $N_0/2$ 。本试题中,记号 $n_w(t)$ 总指白高斯噪声。若令 $z(t) = \int_0^t n_w(t) dt$,则 z(t) 的均值为零,方差为 $N_0 t/2$ 。
- (4) 若随机变量 $x \sim N(0, \sigma^2)$, z > 0, 则 $P(|x| > z) = \operatorname{erfc}\left(\frac{z}{\sqrt{2\sigma^2}}\right)$, 其中 $\operatorname{erfc}(u) \triangleq \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_u^{\infty} e^{-t^2} dt$

北京邮电大学 2008——2009 学年第 I 学期

《通信原理》期中考试 B 卷参考答案及评分标准

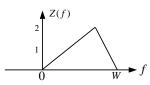
一. 选择填空(每空1分,共26分)

空格编号	1	2	3	4	(5)	6	7	8	9	10	(11)	(12)	(13)
答案编号	子	壬	庚	戊	i	j	b	p	f	r	w	g	g
空格编号	(14)	(15)	(16)	(17)	18)	19	20	21)	22)	23 24		25 26	
答案编号	o	n	l	k	辛	丙	亥	壬	丁	e g		и 丑	

二. (10分)

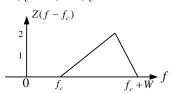
(1)(3分)

$$z(t) = m(t) + j\hat{m}(t) \Leftrightarrow Z(f)$$
$$Z(f) = 2M(f)U(f)$$



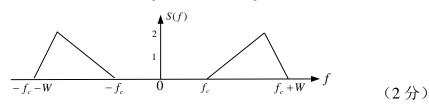
(2)(3分)

$$FT[Z(t)e^{j2\pi f_c t}] = Z(f - f_c) = 2M(f - f_c)U(f - f_c)$$



(3)(4分)

$$s(t) = \operatorname{Re}\left[Z(t)e^{j2\pi f_c t}\right] = \operatorname{Re}\left\{\left[m(t) + j\hat{m}(t)\right]\left[\cos 2\pi f_c t + j\sin 2\pi f_c t\right]\right\}$$
$$= m(t)\cos 2\pi f_c t - \hat{m}(t)\sin 2\pi f_c t \qquad (2 \%)$$



三、(10分)

方法 1: $P_X(f) = 1/T_b$ (2分)

$$G_T(f) = \frac{T_b}{2} \sin c \left(\frac{fT_b}{2}\right) e^{-j\frac{\pi fT_b}{2}} \tag{2 \%}$$

$$|H(f)|^{2} = |1 + e^{-j2\pi f T_{b}}|^{2} |G_{T}(f)|^{2} = \left|2\cos(\pi f T_{b})e^{-j\pi f T_{b}}\right|^{2} |G_{T}(f)|^{2} = 4\cos^{2}(\pi f T_{b}) |G_{T}(f)|^{2} \quad (3 \text{ } \%)$$

$$P_s(f) = |H(f)|^2 P_X(f) = T_b \cos^2(\pi f T_b) \sin^2(\frac{f T_b}{2})$$
 (3 \(\frac{f}{2}\)

方法 2:
$$R_a(m) = E(a_n a_{n+m}) = E(b_n + b_{n-1})(b_{n+m} + b_{n+m-1}) = \begin{cases} 2 & m = 0 \\ 1 & m = \pm 1 \\ 0 & m$$
 其它

$$P_a(f) = 2(1 + \cos 2\pi f T_b) = 4\cos^2(\pi f T_b)$$
 (3 $\%$)

$$P_{s}(f) = \frac{4}{T_{b}} \cos^{2}(\pi f T_{b}) |G_{T}(f)|^{2} = T_{b} \cos^{2}(\pi f T_{b}) \sin c^{2} \left(\frac{f T_{b}}{2}\right)$$
(4 \(\frac{1}{2}\))

四. (10分)

(1) 输入信号平均功率:
$$10\lg\left(\frac{P_T}{P_R}\right) = 50$$
 $P_R = 10^{-5}P_T$ (2分)

输入噪声平均功率:
$$P_{Ni} = 2N_0W$$
 (2分)

输入信噪比:
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{i} = 0.5 \times 10^{-5} \frac{P_{T}}{N_{o}W}$$
 (1分)

(2) 输出信号平均功率:
$$P_{s_0} = \frac{2 \times 10^{-5} P_T}{1 + a^2 P_{M_n}} a^2 P_{M_n}$$
 (2分)

输出噪声平均功率:
$$P_{N_0} = 2N_0W$$
 (2分)

输出信噪比:
$$\left(S_{N}\right)_{0} = \frac{10^{-5} P_{T}}{\left(1 + a^{2} P_{M}\right) N_{0} W} a^{2} P_{m_{n}}$$
 (1分)

五. (10分)

(1)
$$p(y|s_1) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_n^2}} \exp\left[-\frac{(y-2)^2}{2\sigma_n^2}\right], \quad \sigma_n^2 = N_0 B$$
 (3 $\%$)

(2)
$$p(y|s_2) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_n^2}} \exp\left[-\frac{(y+2)^2}{2\sigma_n^2}\right]$$
 (2 $\frac{1}{2}$)

$$(3) V_T = 0 (2 \%)$$

(4)
$$P_b = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left[\sqrt{\frac{2}{\sigma_n^2}} \right]$$
 (3 $\%$)

六、(12分)

(1)
$$s_1(t)$$
 和 $s_2(t)$ 均为调频信号 (2分)

(2)
$$s_1(t) = 10\cos\left[1 \times 10^4 \pi t + 0.1\sin 400\pi t\right]$$
 (2 $\frac{1}{2}$)

(3)
$$\beta_1 = 0.1$$
, $\Delta f_1 = 20Hz$, $B_1 = 2(\beta_1 + 1)W = 440Hz$
 $\beta_2 = 2$, $\Delta f_2 = n\Delta f_1 = 400Hz$, $B_2 = 2(\beta_2 + 1)W = 1200Hz$ (各 1 分)

(4)
$$P = \frac{A_c^2}{2} = 50$$
 (2 $\%$)

七. (13分)

$$(1) 1/3$$
 $(2分)$

(2)
$$h(t) = \begin{cases} 1 & 0 \le t \le T_b \\ 0 & \sharp \stackrel{\sim}{\Gamma} t \end{cases}$$
 (2 \oiint)

(3)
$$E[y|s_1] = E_1 = T_b$$
 $D[y|s_1] = \sigma^2 = \frac{N_0}{2}T_b$ (各1分)

$$p(y|s_1) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left[-\frac{(y - E_1)^2}{2\sigma^2}\right]$$
 (2 \(\frac{\frac{1}{2}}{2}\)

(4)
$$p(y|s_2) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} \exp\left[-\frac{y^2}{2\sigma^2}\right]$$
 (2 $\frac{1}{2}$)

(5)
$$P_b = P(s_1)p(e \mid s_1) + P(s_2)p(e \mid s_2)$$

$$\frac{\partial P_b}{\partial V_T} = 0$$

$$V_T = \frac{N_0}{2} \ln 2 + \frac{1}{2} T_b \tag{3 \%}$$

八. (9分)

(1) (各 1 分)
$$B_a = 2 \times 10^3 Hz$$
 $B_b = 10^3 Hz$ $B_c = 10^3 Hz$
$$\eta_a = \frac{R_B}{B_a} = 0.5 Band / Hz$$
 $\eta_b = \frac{R_B}{B_b} = 1 Band / Hz$ $\eta_c = \frac{R_B}{B_c} = 1 Band / Hz$

(2)(各1分) a,b,c 均能满足无码间干扰的要求。