

北京邮电大学 2012—2013 学年第 I 学期

《通信原理》期中考试 D 卷

考试 注 意 事 项	一、参加考试须带学生证或学院证明，未带者不准进入考场。 二、学生必须按照监考教师指定座位就坐。 三、书本、参考资料、书包等与考试无关的东西一律放到考场指定位置。 四、不得自行携带草稿纸，本试卷的背页以及最后一页可作为草稿纸。 五、答题必须写在规定的位置，也可做在背面并有清晰标注，不能做在草稿纸上。 六、不得使用计算器。							
考试课程	通信原理			考试时间		2012 年 11 月 17 日		
姓名			班级				学号	
题号	一	二	三	四	五	六	附加题	总分
满分	60	8	8	8	8	8	8	
得分								
阅卷教师								

一. 判断（每题 1 分，共 60 分。请在“正误”栏中打√或×）

序号	题目	正误
1	发送幅度为±2 的双极性 NRZ 信号，传输过程中受到白高斯噪声的干扰，接收端用理想低通滤波器滤波后对采样值进行门限判决。当±2 等概出现时，最佳门限是 0。若接收端已知发送+2 的概率比发送-2 更大，那么为了能使判决错误率更小，应将判决门限向正值方向提高。	×
2	单极性归零(RZ)信号的功率谱存在时钟的线谱分量。	√
3	若 $s(t)$ 的自相关函数为 $R_s(\tau) = \frac{\sin(800\pi\tau)}{800\pi\tau}$ ，则其带宽是 400Hz。	√
4	设模拟基带信号 $m(t)$ 的带宽是 10kHz，用 $m(t)$ 对高频载波进行调幅指数为 0.4 的 AM 调制，则已调信号的带宽是 20kHz。	√
5	函数 $\operatorname{erfc}(x) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_x^\infty e^{-t^2} dt$ 是单调减函数。	√

姓名：

班级：

学号

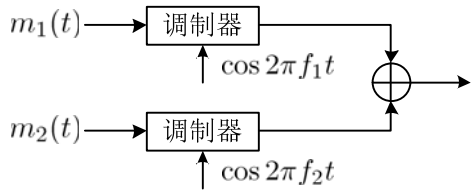
6	PAM 信号的功率谱除了与脉冲形状有关外,还与幅度序列的相关性有关。	√
7	DSB-SC 信号的功率谱中不包含载频的线谱分量。	√
8	某功率信号 $g(t)$ 的自相关函数是 $R_g(\tau) = 2\text{sinc}(400\tau)$, 其功率为 2。	√
9	设 $\alpha = 1$ 的升余弦滚降系统的输入是速率为 1200Baud 的 16 进制码元, 则此基带传输系统的截止频率是 1200Hz。	√
10	设 $n(t) = n_c(t)\cos 2\pi f_c t - n_s(t)\sin 2\pi f_c t$ 是平稳窄带高斯噪声。若已知 $n_c(t)$ 的功率是 2W, 则 $n(t)$ 的功率是 4W。	×
11	若 16 进制通信系统的符号速率是 $R_s=1000$ 波特, 则其比特速率是 16000bps	×
12	信号 $3e^{j(200\pi t + \frac{\pi}{8})}$ 的功率谱密度是 $9\delta(f - 100)$ 。	√
13	信号 $s(t) = \cos[2\pi f_c t + 2\pi \cos 200\pi t]$ 的单边功率谱主要集中在区间 $[f_c - 100, f_c + 100]$ 内。	×
14	若随机过程 $X(t)$ 满足 $E[X(t)] = 0$, $E[X^2(t)]$ 与 t 无关, 则 $X(t)$ 是广义平稳 (宽平稳) 过程。	×
15	为了避免长连零, HDB3 码编码时将输入信息中的所有 3 连零进行了替换。	×
16	和 DSB 相比, SSB 能节约一半带宽, 但因为 Q 路传输的信号对解调器输出无贡献, 因此在相同输出信噪比要求下, SSB 需要的发射功率要比 DSB 高 1 倍。	×
17	某 $M=32$ 进制的基带 PAM 系统的比特速率是 5000bps, 该系统采用了滚降系数为 0.5 的升余弦滚降, 则其所需的信道带宽是 3000Hz。	×
18	若信号 $s(t)$ 的面积为零, 则其傅氏变换 $S(f)$ 满足 $S(0)=0$ 。	×
19	设 X_1, X_2 是两个独立同分布的高斯随机变量, 令 $Z_1 = X_1 + X_2$, $Z_2 = X_1 - X_2$, 则 Z_1, Z_2 独立同分布。	
20	若 $m(t)$ 的自相关函数是 $R_m(\tau)$, 则其希尔伯特变换 $\hat{m}(t)$ 的自相关函数是 $R_m(\tau)$ 的希尔伯特变换。	×

21	在升余弦滚降系统中，滚降系数 α 越大，频带利用率越高。	×
22	如果调制信号 $m(t)$ 相同，则 VSB 占用的带宽比 SSB 大。	√
23	设 $g(t)$ 是高度为 A ，宽度为 τ 的矩形脉冲，则其能量谱密度是 $[A\tau \text{sinc}(f\tau)]^2$ 。	√
24	模拟基带信号 $m(t)$ 对载频 f_c 进行上单边调制得到 SSB 信号 $s(t)$ ，其复包络是 $s_L(t) = m(t) + j\hat{m}(t)$ 。	√
25	若基带传输系统的信道带宽是 20kHz，则无码间干扰传输的最高速率是 40k 波特。	√
26	设 $n(t) = n_c(t)\cos 2\pi f_c t - n_s(t)\sin 2\pi f_c t$ 是平稳窄带高斯噪声。对 $n_c(t)$ 在 t_1 时刻采样，对 $n_s(t)$ 在 t_2 时刻采样，则对任意 t_1, t_2 ，随机变量 $n_c(t_1)$ 和 $n_s(t_2)$ 相互独立。	×
27	设 $x_1(t), x_2(t)$ 是任意两个功率信号，其功率谱密度分别是 $P_1(f)$ 和 $P_2(f)$ 。这两个信号之和 $s(t) = x_1(t) + x_2(t)$ 的功率谱密度是 $P_s(f) = P_1(f) + P_2(f)$ 。	×
28	设有 AM 信号 $s(t) = [1 + 2m(t)]\cos 2\pi f_c t$ 。为了使接收机能用包络检波器解调，模拟基带信号 $m(t)$ 的幅度应小于 1。	×
29	每个八进制符号可携带 3 个二进制比特。	√
30	实现 VSB 调制的一种方法是：先产生 SSB 信号，然后将 SSB 信号通过一个线性时不变滤波器，通过适当设计就能使该滤波器的输出成为 VSB 已调信号。	×
31	FM 信号的带宽一般介于 AM 和 SSB 之间。	×
32	若 $X_1 = \int_0^T n_w(t)\varphi_1(t)dt$, $X_2 = \int_0^T n_w(t)\varphi_2(t)dt$ ，其中 $n_w(t)$ 是双边功率谱密度为 $N_0/2$ 的白高斯噪声， $\varphi_1(t), \varphi_2(t)$ 为确定信号，则 $E[X_1X_2] = \frac{N_0}{2} \int_0^T \varphi_1(t)\varphi_2(t)dt$ 。	√
33	对 DSB-SC 信号进行相干解调时，如果解调器所用载波的相位和接收信号中的载波相位相差 90 度，则输出信噪比将成为 0。	√
34	设 $x_{\text{AMI}}(t), x_{\text{HDB3}}(t)$ 分别表示同一信息流分别编码成 AMI 码和 HDB3 码后的信号。令 $s(t) = x_{\text{AMI}}(t) - x_{\text{HDB3}}(t)$ ，则 $s(t)$ 不为零处的码元对应的二进制信息是 “0”。	×

姓名：

班级：

学号

35	保持发送功率不变，AM 的调制指数越大时，解调器输出的信噪比也越高。	✓
36	FM 解调器输出端的噪声功率谱呈现出抛物线形状。	✓
37	<p>下图是将两个带宽不超过 W 的模拟基带信号进行频分复用(FDM)。如果其中的调制器采用 SSB，则 $f_1 - f_2$ 至少应当是 W。</p> 	✓
38	某四进制数字通信系统的符号间隔是 1ms，发送功率是 1mW，则平均每个比特的发送能量是 1 焦耳。	×
39	已知白高斯噪声 $n_w(t)$ 的双边功率谱密度是 $N_0/2$ ，将 $n_w(t)$ 通过一个带宽为 B 的理想带通滤波器，则输出的噪声功率是 N_0B 。	✓
40	白噪声的自相关函数是冲激。	✓
41	用相同的模拟基带信号 $m(t)$ 分别做 FM 调制和 AM 调制，假设两种调制下，到达接收机的已调信号功率相同，接收机噪声功率谱密度相同，则 FM 的输出信噪比显著高于 AM 的输出信噪比。	✓
42	FM 的解调器可以不需要提取相干载波。	✓
43	对于 AM 信号，可以采用包络检波器进行解调。	✓
44	设模拟基带信号 $m(t)$ 的带宽是 10kHz，用 $m(t)$ 对高频载波进行调频指数为 4 的 FM 调制，已调信号的带宽近似是 40kHz。	×
45	若随机过程 $X(t)$ 是循环平稳过程，则它也是平稳过程。	×
46	某 FM 信号 $s(t) = \cos[2\pi \times 10^6 t + 4 \cos 200\pi t]$ ，此信号的带宽近似为 200Hz。	×
47	FM 接收机输出端的信噪比与频率 f 的平方成正比关系。频率越高，信噪比越大。	×
48	FM 发送信号的带宽与调制信号 $m(t)$ 的幅度无关。	×
49	若 $z(t)$ 是解析信号，则其虚部是实部的傅氏变换。	×

50	若信息速率是 $R_b=100\text{kbps}$ ，则双极性不归零码的主瓣带宽是 100kHz 。	✓
51	当 x 取非零的整数时，函数 $\text{sinc}(x) = \frac{\sin \pi x}{\pi x}$ 的值为 0。	✓
52	设 X 是均值为 0，方差为 $1/2$ 的高斯随机变量，则 $\Pr\{X > a\} = \frac{1}{2}\text{erfc}(a)$	✓
53	SSB 信号是解析信号。	×
54	某 4 进制通信系统的符号错误率是 $P_s=0.001$ ，其比特错误率 P_b 可能大于 0.001，也可能小于 0.001。	×
55	白高斯噪声通过匹配滤波器的输出仍然是白的。	×
56	已知模拟基带信号 $m(t)$ 的均值是 1， $ m(t) _{\max} = 0.5$ 。则 $s(t) = m(t) \cos 2\pi f_c t$ 是调幅系数为 0.5 的 AM 信号。	
57	设有 AM 信号 $s(t) = [1 + 0.5m(t)] \cos 2\pi f_c t$ ，其中基带信号 $m(t)$ 的功率已知是 1。那么，此 AM 信号的调制效率是 $1/5$ 。	✓
58	将 DSB 信号 $m(t)\cos 2\pi f_c t$ 通过一个带通滤波器 $H(f)$ 得到输出为 $s(t)$ 。如欲 $s(t)$ 是 VSB 信号， $H(f)$ 必须满足奈奎斯特准则。	×
59	单边带信号 $s(t)$ 的频谱 $S(f)$ 满足 $S(f) = 0, f < 0$ 。	×
60	信号 $\sin(2\pi t)$ 的希尔伯特变换是 $-\sin(2\pi t)$ 。	×

姓名：

班级：

学号

二. (8 分) 设 $Z(t) = M(t) \cos(2\pi f_c t + \varphi)$ ，其中 $M(t)$ 是均值为 0，自相关函数为 $R_M(\tau)$ 的平稳随机过程。 φ 是在 $[0, \pi]$ 内均匀分布的随机变量，且 φ 与 $M(t)$ 独立。求 $Z(t)$ 的均值 $E[Z(t)]$ 、自相关函数 $R_Z(t, \tau) = E[Z(t + \tau)Z(t)]$ 以及平均自相关函数 $\bar{R}_Z(\tau)$ 。

解：

2 分 $E[Z(t)] = 0$

4 分 $R_Z(t, \tau) = E[Z(t + \tau)Z(t)] = R_M(\tau)E[\cos(2\pi f_c(t + \tau) + \varphi) \cos(2\pi f_c t + \varphi)]$
 $= \frac{1}{2}R_M(\tau)E[\cos(2\pi f_c \tau) + \cos(4\pi f_c t + 2\pi f_c \tau + 2\varphi)] = \frac{1}{2}R_M(\tau) \cos(2\pi f_c \tau)$

2 分 $\frac{1}{2}R_M(\tau) \cos(2\pi f_c \tau)$

三. (8 分) 将模拟基带信号 $a(t) = \cos 200\pi t$ 与载波 $c(t) = 2 \cos 1200\pi t$ 相乘得到 DSB-SC 信号 $x(t) = a(t)c(t)$ 。

(1) 求 $x(t)$ 对应的解析信号 $z(t)$ 以及复包络 $s_L(t)$ 。

(2) 求 $z(t)$ 的傅立叶变换 $Z(f)$ ，并画出 $|Z(f)|$ 。

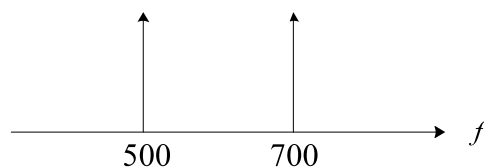
解：

2 分 $z(t) = 2 \cos 200\pi t e^{j1200\pi t}$

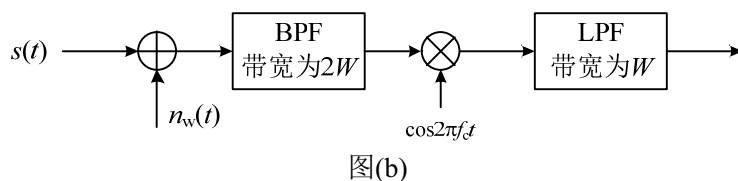
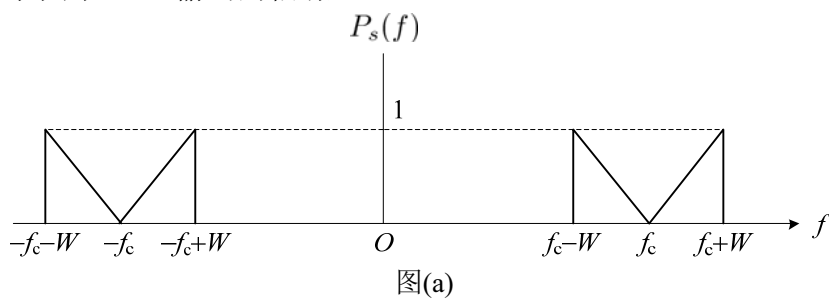
2 分 $s_L(t) = 2 \cos 200\pi t$

2 分 $Z(f) = \delta(f - 500) + \delta(f - 700)$

2 分



四. (8 分) 一双边带调幅信号 $s(t) = m(t) \cos 2\pi f_c t$ 具有图(a)所示的功率谱密度，在传输中受到双边功率谱密度为 $N_0/2$ 的加性白高斯噪声干扰，其解调框图如图(b)所示，求图中 LPF 输出的信噪比。



解:

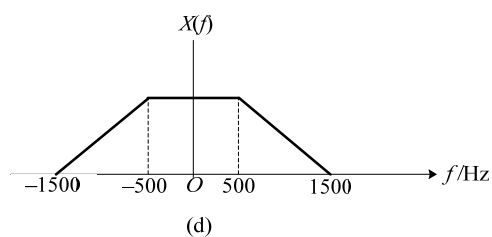
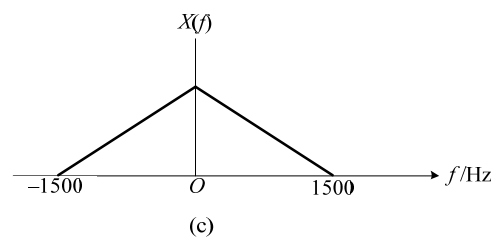
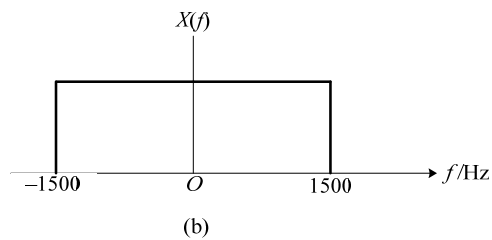
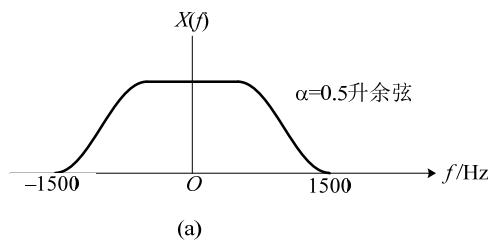
3 分 $s(t)$ 的功率是 $2W$

2 分 BPF 输出的噪声功率是 $2N_0W$

3 分 输入信噪比是 $1/N_0$ ，输出信噪比是 $2/N_0$

【可以有其他解法】

五、(8 分) 设基带传输系统的发送滤波器，信道及接收滤波器构成的总体系统传递函数为 $X(f)$ 。就下图所列的各种情形，求无码间干扰传输条件下最大可能的频带利用率 (Baud/Hz)。



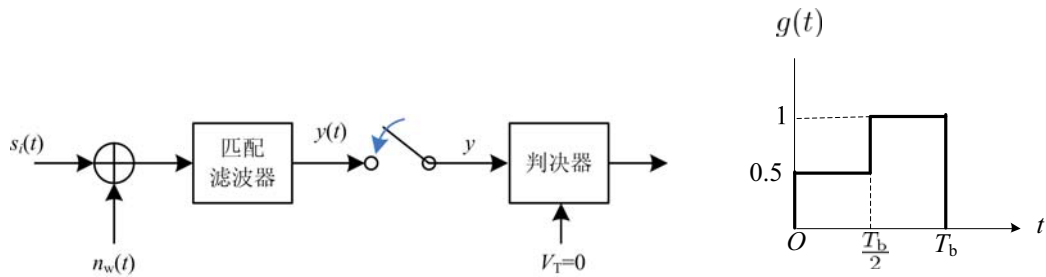
解: 每个 2 分

4/3、2、1、4/3

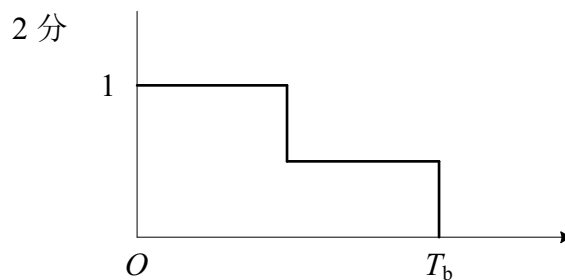
详见：网学天地 (www.e-studysky.com)；咨询QQ: 2696670126

学号

六. (8 分) 下图中的 $s_i(t)$, $i=1,2$ 在区间 $[0, T_b]$ 内等概取 $+g(t)$ 或 $-g(t)$, $g(t)$ 示于图右。 $n_w(t)$ 是功率谱密度为 $N_0/2$ 的加性白高斯噪声。



- (1) 画出匹配滤波器的冲激响应。
- (2) 求发送 $s_1(t)$ 时，匹配滤波器最佳采样时刻输出的样值 y 的均值、方差。
- (3) 求发送 $s_2(t)$ 时，判决出现错误的概率。



4 分 $\frac{5T_b}{8}$ 、 $\frac{5N_0T_b}{16}$

2 分 $\frac{1}{2} \text{erfc} \left(\sqrt{\frac{5T_b}{8N_0}} \right)$

姓名：

班级：

学号

附加题(8分) 某 PAM 基带传输系统在不考虑噪声的情况下，接收滤波器的输出信号是 $y(t) = \sum_{n=0}^{\infty} b_n h(t - nT_s)$ ，其中 $\{b_0, b_1, b_2, \dots\}$ 是 PAM 系统发送的幅度序列。已知码元间隔 $T_s = 0.5$ ，系统的总体冲激响应 $h(t) = \text{sinc}(t) \cdot \frac{\cos \pi t}{1 - 4t^2}$ 。令 $h_m = h(mT_s)$ ， $y_m = y(mT_s)$ 。求 $h_0, h_1, h_{-1}, h_2, h_{-2}$ 的数值以及 y_0, y_1, y_2 的表达式。

解：每个 1 分

$$h_0 = 1, h_{\pm 1} = \frac{1}{2}, h_{\pm 2} = 0$$

$$y_0 = b_0 + \frac{1}{2}b_1, y_1 = b_1 + \frac{b_0+b_2}{2}, y_2 = b_2 + \frac{b_1+b_3}{2}$$