北京邮电大学 2012—2013 学年第 I 学期

《通信原理》期中考试A卷

- 考 一、参加考试须带学生证或学院证明,未带者不准进入考场。
- 试 二、学生必须按照监考教师指定座位就坐。
- 注 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。
- 意 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。
- 事 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。
- 项 六、不得使用计算器。

		升和。									
考试课程	通信原理	E		考试	时间		2012	年 11 月	17	3	
姓名			班级					学号			
题号			[11]	1	四	Ŧ	5 .	六	附加是	题	总分
满分	60	8	8		8	8	3	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	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 $40kHz$ 。	×
2	FM 的解调器可以不需要提取相干载波。	√
3	若随机过程 X(t)是循环平稳过程,则它也是平稳过程。	×
4	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 $s_L(t) = m(t) + j\hat{m}(t)$ 。	√
5	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。	×
6	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 $P_s(f)=P_1(f)+P_2(f)$ 。	×

姓名:

班级:

学号

工力:	班级 : 子勺	
7	在升余弦滚降系统中,滚降系数 α 越大,频带利用率越高。	×
8	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 $[A\tau\mathrm{sinc}(f\tau)]^2$ 。	√
9	白噪声的自相关函数是冲激。	√
10	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。	×
11	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。	√
12	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。	√
13	某 FM 信号 $s(t) = \cos\left[2\pi \times 10^6 t + 4\cos 200\pi t\right]$,此信号的带宽近似为 200Hz。	×
14	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 。 $m_1(t)$ 调制器 $cos 2\pi f_1 t$ $m_2(t)$ 调制器	√
15	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。	√
16	单边带信号 $s(t)$ 的频谱 $S(f)$ 满足 $S(f) = 0, f < 0$ 。	×
17	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。	√
18	FM 信号的带宽一般介于 AM 和 SSB 之间。	×
19	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。	×

	详见: 网学天地 (www.e-studysky.com); 咨询QQ: 2696670126	
20	FM 解调器输出端的噪声功率谱呈现出抛物线形状。	√
21	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 $20kHz$ 。	√
22	白高斯噪声通过匹配滤波器的输出仍然是白的。	×
23	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。	×
24	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	×
25	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。	
26	每个八进制符号可携带 3 个二进制比特。	√
27	某 <i>M</i> =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。	×
28	若 $z(t)$ 是解析信号,则其虚部是实部的傅氏变换。	×
29	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。	√
30	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。	√
31	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。	×
32	设 $x_{AMI}(t), x_{HDB3}(t)$ 分别表示同一信息流分别编码成 AMI 码和 HDB3 码后的信号。令 $s(t) = x_{AMI}(t) - x_{HDB3}(t)$,则 $s(t)$ 不为零处的 码元对应的二进制信息是"0"。	×
33	DSB-SC 信号的功率谱中不包含载频的线谱分量。	√
34	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。	×
35	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。	

姓名:

班级:

学号

36	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。	×
37	如果调制信号 m(t)相同,则 VSB 占用的带宽比 SSB 大。	√
38	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。	×
39	若信息速率是 R_b =100kbps,则双极性不归零码的主瓣带宽是 100kHz。	√
40	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。	√
41	单极性归零(RZ)信号的功率谱存在时钟的线谱分量。	√
42	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。	×
43	用相同的模拟基带信号 <i>m(t)</i> 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。	√
44		√
45	信号 $s(t) = \cos \left[2\pi f_{\rm c} t + 2\pi \cos 200\pi t \right]$ 的单边功率谱主要集中在区间 $[f_{\rm c} - 100, f_{\rm c} + 100]$ 内。	×
46	已知白高斯噪声 $n_{\rm w}(t)$ 的双边功率谱密度是 $N_0/2$,将 $n_{\rm w}(t)$ 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 。	√
47	信号 $3e^{j(200\pi t + \frac{\pi}{8})}$ 的功率谱密度是 $9\delta(f - 100)$ 。	√
48	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。	×
49	对于 AM 信号,可以采用包络检波器进行解调。	√

	序见: 网子大地(www.e-studysky.com); 咨询QQ: 2696670126	
50	若信号 $s(t)$ 的面积为零,则其傅氏变换 $S(f)$ 满足 $S(0)=0$ 。	√
51	当 x 取非零的整数时,函数 $\operatorname{sinc}(x) = \frac{\sin \pi x}{\pi x}$ 的值为 0 。	√
52	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。	×
53	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。	√
54	FM 发送信号的带宽与调制信号 m(t)的幅度无关。	×
55	设 X 是均值为 0 ,方差为 $1/2$ 的高斯随机变量,则 $\Pr\{X>a\}=\frac{1}{2}\mathrm{erfc}(a)$	√
56	SSB 信号是解析信号。	×
57	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。	×
58	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。	×
59	信号 $\sin(2\pi t)$ 的希尔伯特变换是 $-\sin(2\pi t)$ 。	×
60	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

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

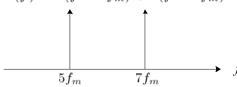
解:

- 2 分 E[Y(t)] = 0
- 4 分 $R_Y(t,\tau) = \mathsf{E}[Y(t+\tau)Y(t)] = R_X(\tau)\mathsf{E}[\cos(2\pi f_{\rm c}(t+\tau)+\theta)\cos(2f_{\rm c}t+\theta)]$ = $\frac{1}{2}R_X(\tau)\mathsf{E}[\cos(2\pi f_{\rm c}\tau)+\cos(4f_{\rm c}t+2\pi f_{\rm c}\tau+2\theta)] = \frac{1}{2}R_X(\tau)\cos(2\pi f_{\rm c}\tau)$
- 2 分 $\frac{1}{2}R_X(\tau)\cos(2\pi f_c\tau)$
- 三. (8 分) 将模拟基带信号 $m(t) = \cos 2\pi f_m t$ 与载波 $c(t) = 2\cos 12\pi f_m t$ 相乘得到 DSB-SC 信号s(t) = m(t)c(t)。
 - (1) 求s(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)|。

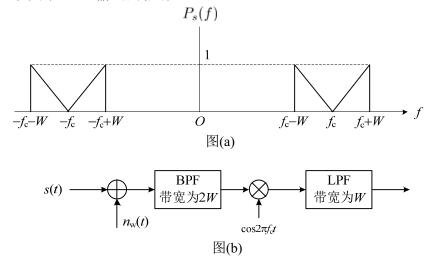
解:

- 2分 $z(t) = 2\cos 2\pi f_m t e^{j12\pi f_m t}$
- 2 分 $s_{\rm L}(t) = 2\cos 2\pi f_m t$
- 2分 $Z(f) = \delta(f 5f_m) + \delta(f 7f_m)$

2分



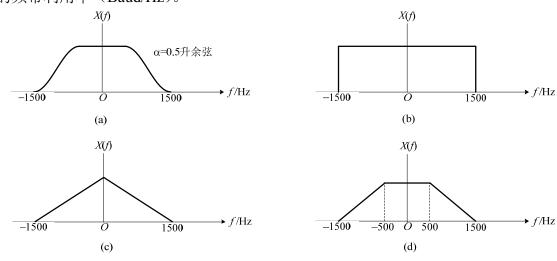
四. $(8 \, \mathcal{G})$ 一双边带调幅信号 $s(t) = m(t) \cos 2\pi f_c t$ 具有图(a)所示的功率谱密度,在传输中受到双边功率谱密度为 $N_0/2$ 的加性白高斯噪声干扰,其解调框图如图 (b)所示,求图中 LPF 输出的信噪比。



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) 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)。



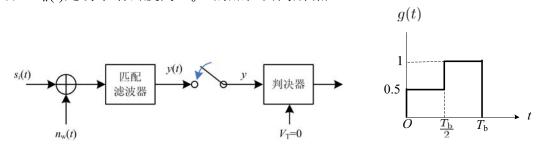
解:每个2分4/3、2、1、4/3

姓名:

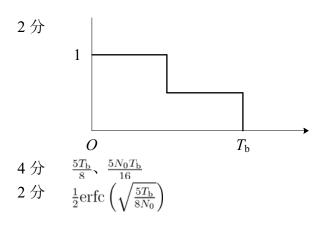
班级:

学号

六. (8 分) 下图中 $s_i(t)$,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 $s_1(t)$ 时,判决出现错误的概率。



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 $y(t) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n x(t-nT_{\rm s})$,其中 $\{a_0,a_1,a_2,\cdots\}$ 是 PAM 系统发送的幅度序列。已知码元间隔 $T_{\rm s}=0.5$,系统的总体冲激响应 $x(t)={\rm sinc}(t)\cdot \frac{{\rm cos}\,\pi t}{1-4t^2}$ 。令 $y_m=y(mT_{\rm s})$, $x_m=x(mT_{\rm s})$ 。求 $x_0,x_1,x_{-1},x_2,x_{-2}$ 的数值以及 y_0,y_1,y_2 的表达式。

解: 每个 1 分
$$x_0 = 1, x_{\pm 1} = \frac{1}{2}, x_{\pm 2} = 0$$
$$y_m = \sum_{n=0}^{\infty} a_n x_{m-n}$$
$$y_0 = a_0 + \frac{1}{2}a_1, y_1 = a_1 + \frac{a_0 + a_2}{2}, y_2 = a_2 + \frac{a_1 + a_3}{2}$$