- 1.
- 2.
- 3.
- 4.
- 5.
- 6.
- 7.
- 8.

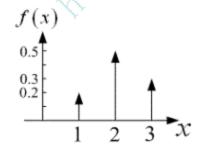
9. 设随机试验 X 的分布律为

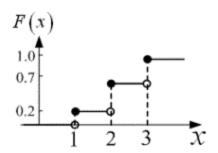
X	1	2	3
P	0.2	0.5	0.3

求X的概率密度和分布函数,并给出图形。

Prior
$$f(x) = \sum_{i} p_{i} \delta(x - x_{i}) = 0.2\delta(x - 1) + 0.5\delta(x - 2) + 0.3\delta(x - 3)$$

$$F(x) = \sum_{i} p_{i}u(x-x_{i}) = 0.2u(x-1) + 0.5u(x-2) + 0.3u(x-3)$$





11. 设随机变量 X 的概率密度函数为 $f(x) = ae^{-|x|}$, 求:(1)系数 a; (2) 其分布函数。

解: (1) 由 $\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1$

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(x)dx = \int_{-\infty}^{\infty} ae^{-|x|}dx = a\left(\int_{-\infty}^{0} e^{x}dx + \int_{0}^{\infty} e^{-x}dx\right) = 2a$$

所以a = 1/2

(2)
$$F(x) = \int_{-\infty}^{x} f(t)dt = \int_{-\infty}^{x} \frac{1}{2} e^{-|t|} dt$$

所以X的分布函数为

$$F(x) = \begin{cases} \frac{1}{2}e^{x}, x < 0 \\ 1 - \frac{1}{2}e^{-x}, x \ge 0 \end{cases}$$

- 12.
- 13.
- 14. 若随机变量 X 与 Y 的联合分布律为

X Y	-1	0	1
0.00	0.07	0.18	0.15
1	0.08	0.32	0.20

求: (1) X 与Y 的联合分布函数与密度函数; (2) X 与Y 的边缘分布律; (3) Z = XY 的分布律; (4) X 与Y 的相关系数。

解: (1)

$$F(x,y) = \sum_{i} \sum_{j} p_{ij} u(x - x_i, y - y_j)$$

$$= 0.07u(x, y + 1) + 0.18u(x, y) + 0.15u(x, y - 1) +$$

$$0.08u(x - 1, y + 1) + 0.32u(x - 1, y) + 0.20u(x - 1, y - 1)$$

$$f(x,y) = \sum_{i} \sum_{j} p_{ij} \delta(x - x_i, y - y_j)$$

$$= 0.07 \delta(x, y + 1) + 0.18 \delta(x, y) + 0.15 \delta(x, y - 1) + 0.08 \delta(x - 1, y + 1) + 0.32 \delta(x - 1, y) + 0.20 \delta(x - 1, y - 1)$$

(2)
$$X$$
的分布律为($P_i = \sum_j P_{ij}$)
 $P(X=0) = 0.07 + 0.18 + 0.15 = 0.40$
 $P(X=1) = 0.08 + 0.32 + 0.20 = 0.60$

Y 的分布律为

$$P(Y = -1) = 0.07 + 0.08 = 0.15$$

 $P(Y = 0) = 0.18 + 0.32 = 0.50$
 $P(Y = 1) = 0.15 + 0.20 = 0.35$

(3) Z = XY 的分布律为

$$P(Z = -1) = P(XY = -1) = P(X = 1, Y = -1) = 0.08$$

$$P(Z = 0) = P(XY = 0)$$

$$= P(X = 0) + P(X = 1, Y = 0) = 0.40 + 0.32 = 0.72$$

$$P(Z = 1) = P(XY = 1) = P(X = 1, Y = 1) = 0.20$$

(4) 因为

$$E(X) = 0 \times 0.40 + 1 \times 0.60 = 0.60$$

$$E(Y) = (-1) \times 0.15 + 0 \times 0.50 + 1 \times 0.35 = 0.20$$

$$E(XY) = (-1) \times 0.08 + 0 \times 0.72 + 1 \times 0.20 = 0.12$$

则

$$C \operatorname{ov}(X,Y) = E(XY) - E(X)E(Y)$$

= 0.12 - 0.60 \times 0.20 = 0

X 与 Y 的相关系数 $\rho_{XY} = 0$,可见它们无关。

16. 设随机变量 $X \sim N(0,1)$, $Y \sim N(0,1)$ 且相互独立, $\begin{cases} U = X + Y \\ V = X - Y \end{cases}$

- (1) 随机变量(U,V)的联合概率密度 $f_{UV}(u,v)$;
 - (2) 随机变量U与V是否相互独立?

解: (1) 随机变量(X,Y)的联合概率密度为

$$f_{XY}(x,y) = \frac{1}{2\pi} e^{-\frac{x^2+y^2}{2}}, (x,y) \in \mathbb{R}^2$$

由反函数
$$\begin{cases} x = \frac{u+v}{2} \\ y = \frac{u-v}{2} \end{cases}, \quad J = \begin{vmatrix} \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \\ \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \end{vmatrix} = -\frac{1}{2},$$

$$f_{UV}(u,v) = f_{XY}(x,y) \cdot |J| = \frac{1}{4\pi} e^{-\frac{u^2+v^2}{4}}, (u,v) \in \mathbb{R}^2$$

由于,

(3)
$$\frac{1}{4\pi}e^{\frac{-u^{2}+v^{2}}{4}} = \left(\frac{1}{\sqrt{2\pi \cdot 2}}e^{\frac{-u^{2}}{4}}\right) \times \left(\frac{1}{\sqrt{2\pi \cdot 2}}e^{\frac{-v^{2}}{4}}\right)$$
$$f_{UV}(u,v) = f_{U}(u)f_{V}(v) \quad (u,v) \in \mathbb{R}^{2}$$

所以随机变量U与V相互独立。

17.

18.

19.

20.

21. 已知对随机变量 X 与 Y ,有 EX = 1 , EY = 3 , D(X) = 4 , D(Y) = 16 , ρ_{XY} = 0.5 ,又设 U = 3X + Y , V = X - 2Y , 试求 EU , EV , D(U) , D(V) 和 Cov(U,V) 。

$$(D(U) = EU^2 - (EU)^2)$$

解: 首先,

$$EX^2 = D(X) + (EX)^2 = 5$$
,
 $EY^2 = D(Y) + (EY)^2 = 25$

又因为

$$E(XY) = Cov(X,Y) + EX \times EY$$
$$= \rho_{XY} \sqrt{D(X)D(Y)} + EX \times EY = 7$$

于是

$$EU = E(3X + Y) = 3EX + EY = 6$$

$$EV = E(X - 2Y) = EX - 2EY = -5$$

$$D(U) = EU^{2} - (EU)^{2} = E(3X + Y)^{2} - (EU)^{2}$$

$$= E(9X^{2} + 6XY + Y^{2}) - (EU)^{2} = 76$$

$$D(V) = EV^{2} - (EV)^{2} = E(X - 2Y)^{2} - (EV)^{2}$$

$$= E(X^{2} - 4XY + 4Y^{2}) - (EV)^{2} = 52$$

$$E(UV) = E[(3X+Y)(X-2Y)]$$

$$= E(3X^{2} - 5XY - 2Y^{2}) = -70$$

$$Cov(U,V) = E(UV) - EU \times EV = -40$$
22.

23.

24. 已知随机变量 X 服从[0,a]上的均匀分布。随机变量 Y 服从[X,a]上的均匀分布,试求

(1)
$$E(Y|X), (0 \le X \le a)$$
;

$$(2)$$
 EY

解: (1) 对 $x \in [0,a]$ 有,

$$E(Y|X) = \frac{a+X}{2}$$

(2)

$$EY = E(E(Y|X)) = E\left(\frac{a+X}{2}\right) = \frac{a+a/2}{2} = \frac{3}{4}a$$

25.

26. 设太空梭飞行中,宇宙粒子进入其仪器舱的数目 N服从(参数为 λ)泊松分布。进舱后每个粒子造成损坏的概率为 p,彼此独立。求:造成损坏的粒子平均数目。解:每个粒子是否造成损坏用 X_i 表示

$$X_i = \begin{cases} 1, 造成损坏 \\ 0, 没有造成损害 \end{cases} i = 1, 2, \dots, N$$

造成损坏的粒子数
$$Y = \sum_{i=1}^{N} X_i$$
 , 于是

$$E(Y \mid N = n) = E(\sum_{i=1}^{n} X_i \mid N = n)$$

$$= \sum_{i=1}^{n} E(Y \mid N = n)$$

 $=\sum_{i=1}^{n}E\left(X_{i}\mid N=n\right)$

可合理地认为N和 X_i 是独立的,于是

$$E(Y \mid N = n) = \sum_{i=1}^{n} E(X_i) = np$$

$$E(Y) = E(E(Y \mid N)) = E(Np) = pE(N) = \lambda p$$

- 27. 若随机变量 X 的概率特性如下,求其相应的特征函数:
 - (1) X 为常数 c, 即 $P\{X=c\}=1$;
 - (2) 参数为 2 的泊松分布;
 - (3) (-1, 1) 伯努利分布: $f(x) = 0.4\delta(x-1) + 0.6\delta(x+1)$

(4) 指数分布:
$$f(x) = \begin{cases} 3e^{-3x} & x \ge 0 \\ 0 & \text{其他} \end{cases}$$

解: (1)
$$\phi_X(v) = E[e^{jvX}] = E[e^{jvx}] = e^{jvx}$$
, 如果 c=0,则 $\phi_Y(v) = 1$ 。

$$\phi_X(v) = E\left[e^{jvX}\right] = \sum_{k=0}^{\infty} e^{jvk} P\left\{X = k\right\}$$

$$= \sum_{k=0}^{\infty} e^{j\nu k} \frac{\lambda^k}{k!} e^{-\lambda} = e^{-\lambda} \sum_{k=0}^{\infty} \frac{\left(\lambda e^{j\nu}\right)^k}{k!}$$

$$=e^{-\lambda}e^{\lambda e^{i\nu}}=e^{\lambda(e^{i\nu}-1)}$$

(3)
$$\phi_X(v) = E[e^{ivX}] = e^{iv1} \times 0.4 + e^{iv(-1)} \times 0.6 = 0.4e^{iv} + 0.6e^{-iv}$$

(4)
$$\phi_X(v) = E[e^{jvX}] = \int_0^{\infty} e^{jvx} \times 3e^{-3x} dx = 3 \int_0^{\infty} e^{(jv-3)x} dx = \frac{3}{3-jv}$$

- 28. 随机变量 X_1, X_2, X_3 彼此独立; 且特征函数分别为 $\phi(v), \phi(v), \phi(v)$, 求下列随机变量的特征函数:
 - (1) $X = X_1 + X_2$;

(2)
$$X = X_1 + X_2 + X_3$$
;

(3)
$$X = X_1 + 2X_2 + 3X_3$$
;

(4)
$$X = 2X_1 + X_2 + 4X_3 + 10$$
;

M: (1)
$$X = X_1 + X_2$$

$$\phi_X(v) = E[e^{jvX}] = \phi_1(v)\phi_2(v)$$

(2)
$$X = X_1 + X_2 + X_3$$

同 (1),
$$\phi_X(v) = \phi_1(v)\phi_2(v)\phi_3(v)$$

(3)
$$X = X_1 + 2X_2 + 3X_3$$

 $\phi_X(v) = \phi_1(v)\phi_2(2v)\phi_3(3v)$

(4)
$$X = 2X_1 + X_2 + 4X_3 + 10$$

 $\phi_X(v) = e^{jv10}\phi_1(2v)\phi_2(v)\phi_3(4v)$

29. 随机变量 X 具有下列特征函数,求其概率密度函数、 均值、均方值与方差。

(1)
$$\phi(v) = 0.2 + 0.3e^{j2v} + 0.2e^{j4v} + 0.2e^{-j2v} + 0.1e^{-j4v}$$
;

(2)
$$\phi(v) = 0.3e^{jv} + 0.7e^{-jv}$$
;

(3)
$$\phi(v) = 4/(4-jv)$$

(4)
$$\phi(v) = (\sin 5v)/(5v)$$

解: (1)
$$\phi(v) = \sum_{i=1}^{k} p_i e^{jvx_i}$$
 $f(x) = \sum_{i=1}^{k} p_i \delta(x - x_i)$

$$\phi(v) = 0.2 + 0.3e^{j2v} + 0.2e^{j4v} + 0.2e^{-j2v} + 0.1e^{-j4v}$$

$$f(x) = 0.2\delta(x) + 0.3\delta(x-2) + 0.2\delta(x-4) + 0.2\delta(x+2) + 0.1\delta(x+4)$$

$$E(X) = \phi'(0) / j$$

= 2 \times 0.3 + 4 \times 0.2 + (-2) \times 0.2 + (-4) \times 0.1 = 0.6

$$E(X^{2}) = (-j)^{2} \phi''(0)$$

$$= 2^{2} \times 0.3 + 4^{2} \times 0.2 + (-2)^{2} \times 0.2 + (-4)^{2} \times 0.1 = 6.8$$

$$Var(X) = E(X^{2}) - E^{2}(X) = 6.8 - 0.36 = 6.44$$
(2) $\phi(v) = 0.3e^{jv \cdot 1} + 0.7e^{jv \cdot (-1)}$

$$f(x) = 0.3\delta(x - 1) + 0.7\delta(x + 1)$$

$$E(X) = \phi'(0)/j = 1 \times 0.3 + (-1) \times 0.7 = -0.4$$

$$E(X^{2}) = (-j)^{2} \phi''(0) = 1^{2} \times 0.3 + (-1)^{2} \times 0.7 = 1$$

$$Var(X) = E(X^{2}) - E^{2}(X) = 1 - 0.16 = 0.84$$
(3) $\phi(v) = 4/(4 - jv)$ $\phi(-v) = 4/(4 + jv)$
利用傅里叶变换公式,可知这是指数分布,
$$f(x) = 4e^{-4x}u(x)$$

$$\phi(v) = 4/(4 - jv)$$

$$E[X^{k}] = (-j)^{k} \phi^{(k)}(0)$$

$$E(X) = \phi'(0)/j = 4(4 - jv)^{-2}|_{v=0} = \frac{1}{4}$$

$$E(X^{2}) = -\phi''(0) = 8(4 - jv)^{-3}|_{v=0} = \frac{1}{8}$$

$$Var(X) = E(X^{2}) - E^{2}(X) = \frac{1}{8} - \frac{1}{16} = \frac{1}{16} \circ$$

(4)
$$x(t) = p_{\tau}(t) \iff \tau sa\left(\frac{\omega\tau}{2}\right) = \tau \frac{\sin(\omega\tau/2)}{\omega\tau/2}$$

$$\phi(v) = \frac{\sin 5v}{5v} = \frac{1}{10} \times \left[10 \times \frac{\sin 10v/2}{10v/2} \right] = \phi(-v)$$

, 利用傅里叶变换公式, 可知这是均匀分布,

$$f(x) = \begin{cases} \frac{1}{10}, -5 < x < 5 \\ 0, 其他 \end{cases}$$

$$E(X) = 0$$
, $Var(X) = \frac{10^2}{12} = \frac{25}{3}$,

$$E(X^2) = Var(X) + E^2(X) = \frac{25}{3}$$
.

30.利用傅立叶变换推导均匀分布的特征函数。

解:由于f(x)是宽度为b-a,高度为 $\frac{1}{b-a}$,中心在 $\frac{a+b}{2}$

处的矩形函数。即 $f(x) = \frac{1}{b-a} p_{(b-a)} \left(x - \frac{a+b}{2} \right)$

其傅立叶变换为

$$F(v) = \frac{1}{b-a} \times \left\{ (b-a) \times \frac{\sin[v(b-a)/2]}{v(b-a)/2} \right\} e^{-jv(a+b)/2}$$

$$\therefore \quad \phi_X(-v) = F(v)$$

$$\phi_X(v) = F(-v) = \frac{\sin[v(b-a)/2]}{[v(b-a)/2]} e^{jv(a+b)/2} = \frac{e^{jvb} - e^{jva}}{jv(b-a)}$$
31.

- 31.
- 32.
- 33. 设有高斯随机变量 $X \sim N(\mu, \sigma^2)$, 试利用随机变量 的矩发生特性($E[X^k] = (-j)^k \phi^{(k)}(0)$) 证明:
- (1) $EX = \mu$

(2)
$$EX^2 = \sigma^2 + \mu^2$$

(3)
$$EX^3 = 3\mu\sigma^2 + \mu^3$$

解:特征函数为 $\phi_X(v) = \exp(j\mu v - \sigma^2 v^2/2)$ 由矩发生性质,

$$EX = (-j)\phi_X'(0)$$

$$= (-j)(j\mu - \sigma^2 v)e^{j\mu v - \sigma^2 v^2/2}\Big|_{v=0} = \mu$$

$$EX^2 = (-j)^2\phi_X''(0)$$

$$= (-j)^2\Big[(j\mu - \sigma^2 v)^2e^{j\mu v - \sigma^2 v^2/2} - \sigma^2e^{j\mu v - \sigma^2 v^2/2}\Big]\Big|_{v=0}$$

$$= \sigma^2 + \mu^2$$

$$EX^3 = (-j)^3\phi_X'''(0)$$

$$= (-j)^3\Big[(j\mu - \sigma^2 v)^3e^{j\mu v - \sigma^2 v^2/2} - 3\sigma^2(j\mu - \sigma^2 v)e^{j\mu v - \sigma^2 v^2/2}\Big]\Big|_{v=0}$$

$$= 3\mu\sigma^2 + \mu^3$$

J. diadilimatile.

- 2.1
- 2.2
- 2.3 掷一枚硬币定义一个随机过程:

$$X(t) =$$
 $\begin{cases} \cos \pi t & \text{出现正面} \\ 2t & \text{出现反面} \end{cases}$

设"出现正面"和"出现反面"的概率相等。 试求:

(1) X(t) 的一维分布函数 $F_X(x,1/2)$, $F_X(x,1)$;

- (2) X(t)的二维分布函数 $F_X(x_1,x_2;1/2,1)$;
- (3) 画出上述分布函数的图形。

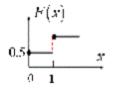
2.3 解:

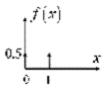
(1)

X(0.5)	0	1
P	0.5	0.5

X(1)	-1	2
P	0.5	0.5

一维分布为: $F_X(x;0.5) = 0.5u(x) + 0.5u(x-1)$ $F_X(x;1) = 0.5u(x+1) + 0.5u(x-2)$



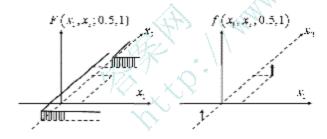


$$(2) \quad X(t) = \begin{cases} \cos \pi t & \text{出现正面} \\ 2t & \text{出现反面} \end{cases}$$

$$\{X(0.5) = 0, X(1) = -1\}$$
 ,依概率 0.5 发生 $\{X(0.5) = 1, X(1) = 2\}$,依概率 0.5 发生

二维分布函数为

$$F(x_1, x_2; 0.5, 1) = 0.5u(x_1, x_2 + 1) + 0.5u(x_1 - 1, x_2 - 2)$$



- 2.4 假定二进制数据序列{B(n), n=1, 2, 3, ···.} 是伯努利随机序列, 其每一位数据对应随机变量 B(n), 并有概率 P[B(n)=0]=0.2 和 P[B(n)=1]=0.8。试问,
 - (1)连续 4 位构成的串为{1011}的概率是

多少?

- (2)连续4位构成的串的平均串是什么?
- (3) 连续 4 位构成的串中,概率最大的 是什么?
- (4)该序列是可预测的吗?如果见到 10111后,下一位可能是什么?

2.4 解:

解: (1)

$$P[\{1011\}]$$
= $P[B(n)=1] \cdot P[B(n+1)=0] \cdot P[B(n+2)=1] \cdot P[B(n+3)=1]$
= $0.8 \times 0.2 \times 0.8 \times 0.8 = 0.1024$

(2) 设连续 4 位数据构成的串为 B(n), B(n+1), B(n+2), B(n+3), n=1, 2, 3,.... 其中 B(n)为离散随机变量,由题意可知,它们是相互独立,而且同分布的。所以有:

令串(4bit 数据) 为:

$$X(n) = \sum_{k=0}^{3} 2^k B(n+k)$$
,

其矩特性为:

因为随机变量B(n)的矩为:

均值: *E*[*B*(*n*)] = 0×0.2+1×0.8 = 0.8 方差:

$$Var[B(n)] = E[B(n)^{2}] - \{E[B(n)]\}^{2}$$

$$= 0^{2} \times 0.2 + 1^{2} \times 0.8 - 0.8^{2}$$

$$= 0.8 - 0.8^{2} = 0.16$$

所以随机变量X(n) 的矩为: 均值:

$$E[X(n)] = E\left[\sum_{k=0}^{3} 2^{k} B(n+k)\right]$$

$$= \sum_{k=0}^{3} 2^{k} E\left[B(n+k)\right] = \sum_{k=0}^{3} 2^{k} \times 0.8 = 12$$
方差:

$$D[X(n)] = D\left[\sum_{k=0}^{3} 2^{k} B(n+k)\right]$$
$$= \sum_{k=0}^{3} (2^{k})^{2} D[B(n+k)] = \sum_{k=0}^{3} 4^{k} \times 0.16 = 13.6$$

◆如果将 4bit 串看作是一个随机向量, 则随机向量的均值和方差为: 串平均:

$$E[\{B(n), B(n+1), B(n+2), B(n+3)\}] = \{0.8, 0.8, 0.8, 0.8\}$$

串方差:

$$Var \Big[\Big\{ B(n), B(n+1), B(n+2), B(n+3) \Big\} \Big]$$

= \{ 0.16, 0.16, 0.16, 0.16 \}

- (3) 概率达到最大的串为 {1,1,1,1}
- (4) 该序列是不可预测的,因为此数据序列各个数据之间相互独立,下一位数据是 0 或 1,与前面的序列没有任何关系。所以如果见到 10111 后,下一位仍为 0 或 1 ,而且仍然有概率 P[B(n)=0]=0.2 和 P[B(n)=1]=0.8。
- 2.5 正 弦 随 机 信 号 $\{X(t,s)=A\cos(200\pi t), t>0\}$, 其中振幅随机变量 A 取值为 1 和 0,概率分别为 0.1 和 0.9,试问,
 - (1) 一维概率分布 F(x,5);
 - (2) 二维概率分布 F(x, y, 0, 0.0025);
 - (3) 开启该设备后最可能见到什么样的信号?
- (4)如果开启后 t=1 时刻测得输出电压为 1 伏特,问 t=2 时刻可能的输出电压是什么?概率多少?它是可预测的随机信号

解:
$$(1)$$
 $X(t) = \begin{cases} \cos(200\pi t), 依概率0.1发生 \\ 0, 依概率0.9发生 \end{cases}$ $X(5) = \begin{cases} 1, 依概率0.1发生 \\ 0, 依概率0.9发生 \end{cases}$ $F(x;5) = 0.1u(x-1) + 0.9u(x)$ (2) $\{X(0) = 1, X(0.0025) = 0\}$,依概率0.1发生

$$F(x, y; 0, 0.0025) = 0.1u(x-1, y) + 0.9u(x, y)$$

 ${X(0) = 0, X(0.0025) = 0}$,依概率0.9发生

(3)因为P[A=0]=0.9,所以开启该设备后 90%的情况会见到无电压(A=0)。

(4)
$$t = 1$$
 时刻 ,有 $X(t,s) = A\cos(200\pi \times 1) = A = 1$,可得 $A = 1$; $t = 2$ 时刻 ,有 $X(t,s) = \cos(200\pi \times 2) = 1$;

因为在 A=1 的前提下,t=2 时刻输出电压为确定值 1 , 所以 P[(X(2)=1)/X(1)=1]=1 。它是可预测的随机信号。

解题关键:理解本随机信号中只有一个随机变量 A,而它的值只在初始时是不确定的,一旦 A 的值确定了,信号变成了确定信号。

2.6 若正弦信号 $X(t) = A\cos(\omega t + \Theta)$,其中振幅A = 5频率 ω 取常数,相位 Θ 是一个随机变量,它均匀分布于 $[-\pi,\pi]$ 间,即

$$f(\theta) = \begin{cases} \frac{1}{2\pi}, & -\pi < \theta < \pi \\ 0, & \text{ 其他} \end{cases}$$

求在t时刻信号X(t)的概率密度 $f_{X(t)}(x)$ 。

解:注意到x(t)是 Θ 的函数,并且, $\theta = \arccos\left[\frac{x}{A}\right] - \omega t$ 。对于任意给定的 ωt , $X(t) = A\cos(\omega t + \Theta)$ 随 Θ 可能有多个单调段。但在每个单调段上都有,

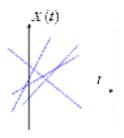
$$f_{X(t)}(x) = f_{\Theta}[\theta(x)] |\theta'(x)| = \frac{1}{2\pi} \times \frac{1}{\sqrt{A^2 - x^2}}$$

因此,

$$f_{x(n)}(x) = \begin{cases} \frac{1}{2\pi\sqrt{A^2 - x^2}} & |x| < |A| \\ 0 & \text{if } d \end{cases}$$

2.7 设质点运动的位置如直线过程 $X(t) = Vt + X_0$,其中 $V \sim N(1,1)$ 与 $X_0 \sim N(0,2)$,并彼此独立。试求 t 时刻随机变量的一维概率密度函数、均值与方差?

2.7 解:独立高斯分布的线性组合依然是高斯分布 ($X(t) = Vt + X_0$)



$$E[X(t)] = E[Vt + X_0] = tE[V] + E[X_0] = t$$
$$D[X(t)] = D[Vt + X_0] = t^2D[V] + D[X_0] = t^2 + 2$$

所以它的一维概率密度函数

为:
$$f_X(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi(t^2+2)}} \exp\{-\frac{(x-t)^2}{2(t^2+2)}\}$$

- 2.8 假 定 (-1, +1) 的 伯 努 利 序 列 $\{I_n, n=1,2,...\}$ 的取值具有等概特性。试求它的一维概率密度函数、均值与协方差函数?
- **2.8 AP:** $f_I(i;n) = 0.5\delta(i+1) + 0.5\delta(i-1)$ $E[I_n] = 0.5(1-1) = 0$ $C(n_1, n_2) = R(n_1, n_2) = E[I_{n_1}I_{n_2}]$ $=\begin{cases} E[I_{n_1}]E[I_{n_2}] = 0 & n_1 \neq n_2 \\ E[I_{n_1}^2] = 1 & n_1 = n_2 \end{cases}$

- 2.9
- 2. 10 给定随机过程 X(t) 和常数 a ,试以 X(t) 的 自 相 关 函 数 来 表 示 差 信 号 Y(t) = X(t+a) X(t) 的自相关函数。

2.10 解:

由题意可得:

$$R_{Y}(t_{1},t_{2})$$

$$= E[Y(t_{1})Y(t_{2})]$$

$$= E\{[X(t_{1}+a)-X(t_{1})][X(t_{2}+a)-X(t_{2})]\}$$

$$= E[X(t_{1}+a)X(t_{2}+a)]-E[X(t_{1}+a)X(t_{2})]$$

$$-E[X(t_{1})X(t_{2}+a)]+E[X(t_{1})X(t_{2})]$$

$$= R_{X}(t_{1}+a,t_{2}+a)-R_{X}(t_{1}+a,t_{2})-R_{X}(t_{1},t_{2}+a)+R_{X}(t_{1},t_{2})$$

- 2.11 两个随机信号 $X(t)=A\sin(\omega t+\Theta)$ 与 $Y(t)=B\cos(\omega t+\Theta)$, 其中 A与 B 为未知分布随机变量, Θ 为 $0\sim2\pi$ 均匀分布随机变量,A、 B与 Θ 两两统计独立, ω 为常数,试问,
 - (1) 两个随机信号的互相关函数 $R_{xy}(t_1,t_2)$;
- (2)讨论两个随机信号的正交性、互不相关(无关)性与统计独立性;

解: (1)

$$E[X(t)] = E[A\sin(\omega t + \Theta)] = E[A] \cdot E[\sin(\omega t + \Theta)] = 0$$

$$E[Y(t)] = E[B\cos(\omega t + \Theta)] = 0,$$

$$R_{XY}(t_1, t_2) = C_{XY}(t_1, t_2) = E[X(t_1)Y(t_2)]$$

$$= E[A\sin(\omega t_1 + \Theta) \cdot B\cos(\omega t_2 + \Theta)]$$

$$= E[A] \cdot E[B] \cdot \frac{1}{2} E[\sin(\omega(t_1 - t_2)) + \sin(\omega(t_1 + t_2) + 2\Theta)]$$

$$= \frac{1}{2} E[A] E[B] \{ [\sin(\omega(t_1 - t_2))] + E[\sin(\omega(t_1 + t_2) + 2\Theta)] \}$$

$$= \frac{1}{2} E[A] E[B] [\sin(\omega(t_1 - t_2))]$$

(2)①如果 E[A]或 E[B]为 0,或 E[A]、E[B] 都为 0,则

 $R_{XY}(t_1,t_2) = C_{XY}(t_1,t_2) = 0$,随机信号 X(t)与Y(t)正交 且互不相关;

- ②如果 E[A]与 E[B]均不为 0,则 $R_{XY}(t_1,t_2)=C_{XY}(t_1,t_2)\neq 0$,X(t)与 Y(t)不正交,相关;
- ③因为随机信号 X(t)与 Y(t)中都有随机变量 Θ ,所以 X(t)与 Y(t)一般不会相互独立。

- 2. 12 二项式随机信号 $Y(n) = \sum_{i=1}^{n} X(i)$,其中X(n) 是 取 值 [0, 1] 的 伯 努 利 随 机 信 号,P[X(n)=0]=q 和 P[X(n)=1]=p。试求:(1)Y(n) 的均值;(2)Var[Y(n)-Y(m)],(n>m);(3)Y(n)的相关函数;
- 解: (1) Y(n)的均值: 因为 E[X(n)] = 0*q+1*p=p, 所以 $E[Y(n)] = E[\sum_{i=1}^{n} X(i)] = \sum_{i=1}^{n} E[X(i)] = np$
- (2) 因为贝努里信号在不同时隙里彼此独立,则($Y(n) = \sum_{i=1}^{n} X(i)$)

$$Var[Y(n) - Y(m)] = Var[\sum_{i=m+1}^{n} X(i)]$$

$$= \sum_{i=m+1}^{n} Var[X(i)] = (n-m)D[X(i)]$$

$$= (n-m)[E[X^{2}(i)] - E^{2}[X(i)]]$$

$$= (n-m)(p-p^{2})$$

(3) Y(n)的相关函数:

$$R_{Y}(n_{1}, n_{2}) = E[Y(n_{1})Y(n_{2})]$$

$$= E[\sum_{i=1}^{n_{1}} X[i] \sum_{j=1}^{n_{2}} X[j]]$$

$$= E[\sum_{i=1}^{n_{1}} \sum_{j=1}^{n_{2}} X[i]X[j]]$$

$$= \sum_{i=1}^{n_{1}} \sum_{j=1}^{n_{2}} E[X[i]X[j]]$$

$$= \sum_{i=1, i \neq j}^{n_{1}} \sum_{j=1}^{n_{2}} E[X[i]X[j]] + \sum_{i=1}^{\min(n_{1}, n_{2})} E[X^{2}[i]]$$

$$= \left[n_{1}n_{2}p^{2} - \min(n_{1}, n_{2})p^{2}\right] + \min(n_{1}, n_{2})p$$

$$= n_{1}n_{2}p^{2} + \min(n_{1}, n_{2})pq$$

2.13 假 定 正 弦 电 压 信 号 $X(t) = A\cos(\omega t + \Theta)$,其中,A 服从均匀分布 U(-1,+1), Θ 服从均匀分布 $U(-\pi,+\pi)$,它们彼此独立。如果信号施加到 RC 并联电路上,求总的电流信号及其均方值。

题 2.13

解:由电路原理的相关知识可知:

$$i(t) = i_1(t) + i_2(t)$$

$$X(t) = A\cos\left(\omega t + \Theta\right)$$

$$I(t) = \frac{A}{R}\cos(\omega t + \Theta) - AC\omega\sin(\omega t + \Theta), \quad \text{III}$$

$$E[i^2(t)]$$

$$= E\left[\left(\frac{A}{R}\cos(\omega t + \Theta) - AC\omega\sin(\omega t + \Theta)\right)^2\right]$$

$$= E\left[\frac{A^2}{R^2}\cos^2(\omega t + \Theta) - \frac{A^2C\omega}{R}\sin(2\omega t + 2\Theta) + A^2C^2\omega^2\sin^2(\omega t + \Theta)\right]$$

2. 15 零均值高斯信号 X(t) 的自相关函数为 $R_X(t_1,t_2) = 0.5e^{-|t_1-t_2|}$,求 X(t) 的一维和二维概率密度。

 $= \frac{1}{6R^2} + \frac{C^2 \omega^2}{6}$ $E[A^2] = \int_{-1}^{1} \frac{1}{2} a^2 da = \frac{1}{3}$

解: (1) 因为
$$m_X(t) = 0$$
,

$$R_X(t_1, t_2) = C_X(t_1, t_2) = 0.5 \,\mathrm{e}^{-|t_1 - t_2|}$$

 $D_Y(t) = C_Y(t, t) = 0.5$

所以一维概率密度函数为:

$$f_X(x,t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi D_X(t)}} \exp\left\{-\frac{\left[x - m_X(t)\right]^2}{2D_X(t)}\right\}$$
$$= \frac{1}{\sqrt{\pi}} \exp\left\{-x^2\right\}$$

(2) 高斯信号 X(t)的二维概率密度函数为:

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} X(t_1) \\ X(t_2) \end{pmatrix} \qquad \mathbf{\mu} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{pmatrix} C(t_1, t_1) & C(t_1, t_2) \\ C(t_2, t_1) & C(t_2, t_2) \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} 0.5 & 0.5 \exp(-|t_1 - t_2|) \\ 0.5 \exp(-|t_1 - t_2|) & 0.5 \end{pmatrix}$$

$$\rho(t_1, t_2) = \exp(-|t_1 - t_2|), \quad \text{III}$$

$$f_X(x_1, x_2; t_1, t_2)$$

$$= \frac{1}{2\pi 0.5 \sqrt{1 - \rho^2}} \exp\left[-\frac{x_1^2 + x_2^2 - 2x_1 x_2 \rho}{2(1 - \rho^2)0.5}\right]$$

- 2.16
- 2.17
- 2. 18 某高斯信号的均值 $m_X(t) = 2$,协方差 $C_X(t_1,t_2) = 8\cos(t_1-t_2)$,写出当 $t_1 = 0$ 、

 $t_2 = 0.5$ 和 $t_3 = 1$ 时的三维概率密度。

解:由定义得:

$$\mathbf{C} = \begin{pmatrix} C(t_1, t_1) & C(t_1, t_2) & C(t_1, t_3) \\ C(t_2, t_1) & C(t_2, t_2) & C(t_2, t_3) \\ C(t_3, t_1) & C(t_3, t_2) & C(t_3, t_3) \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} C(0, 0) & C(0, 0.5) & C(0, 1) \\ C(0.5, 0) & C(0.5, 0.5) & C(0.5, 1) \\ C(1, 0) & C(1, 0.5) & C(1, 1) \end{pmatrix}$$

又因为
$$C_X(t_1,t_2) = 8\cos(t_1-t_2)$$

$$C(0,0) = C(0.5,0.5) = C(1,1) = 8\cos(0) = 8$$

 $C(0,0.5) = C(0.5,1) = C(0.5,0) = C(1,0.5) = 8\cos(0.5)$
 $C(0,1) = C(1,0) = 8\cos(1)$

设

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} X(t_1) \\ X(t_2) \\ X(t_3) \end{pmatrix}, \quad \mathbf{t} = \begin{pmatrix} t_1 \\ t_2 \\ t_3 \end{pmatrix}, \quad \boldsymbol{\mu} = \begin{pmatrix} 2 \\ 2 \\ 2 \end{pmatrix}$$

$$\mathbf{C} = \begin{pmatrix} 8 & 8\cos(1/2) & 8\cos 1 \\ 8\cos(1/2) & 8 & 8\cos(1/2) \\ 8\cos 1 & 8\cos(1/2) & 8 \end{pmatrix}$$

则

$$f_{\mathbf{x}}(\mathbf{x},\mathbf{t}) = \frac{1}{(2\pi)^{3/2} |\mathbf{C}|^{1/2}} \exp \left[-\frac{(\mathbf{x} - \boldsymbol{\mu})^T \mathbf{C}^{-1} (\mathbf{x} - \boldsymbol{\mu})}{2} \right]$$

2.19 设随机变量(X,Y)~N(μ,C), 其中

$$\mu = \begin{pmatrix} 2 \\ 2 \end{pmatrix}$$
, $\mathbf{C} = \begin{pmatrix} 2 & 3 \\ 3 & 5 \end{pmatrix}$, $\mathbf{x}(X,Y)$ 的概率密度和

特征函数 $\phi_{XY}(u,v)$ 。

题 2.19

解: 因为E(X) = 2与E(Y) = 2, $D_X = 2$, $D_Y = 5$,

$$rac{1}{\sqrt{D_X D_Y}} = rac{3}{\sqrt{2}\sqrt{5}} = rac{3}{\sqrt{10}} .$$

于是, $(X,Y) \sim N(2,2;2,5;3/\sqrt{10})$ 。则

(X, Y)的概率密度函数为

$$f_{XY}(x,y) = \frac{1}{2\pi} \exp\left\{-\frac{1}{5} \left[\frac{(x-2)^2}{2} - \frac{3(x-2)(y-2)}{5} + \frac{(y-2)^2}{5} \right] \right\}$$

其特征函数为:

$$\phi_{XY}(u,v) = \exp\left[j(m_x u + m_y v) - \frac{1}{2}(\sigma_1^2 u^2 + 2\rho\sigma_1\sigma_2 uv + \sigma_2^2 v^2)\right]$$

$$\phi_{XY}(u,v) = \exp \left[2j(u+v) - \frac{1}{2}(2u^2 + 6uv + 5v^2) \right]$$

- 3.1 随机电压信号U(t)在各不同时刻上是 统计独立的, 而且, 一阶概率密度函数是高 斯的、均值为0,方差为2,试求:
- (1) 密度函数 f(u;t)、 $f(u_1,u_2;t_1,t_2)$ 和 $f(u_1,u_2,...,u_k;t_1,t_2,...,t_k)$, k 为任意整数:
 - (2) U(t)的平稳性。
- 3.1 解:

3.1 #:

$$f(u;t) = \frac{1}{2\sqrt{\pi}} \exp\{-\frac{u^2}{4}\}$$

$$f(u_1, u_2; t_1, t_2) = f(u_1, t_1) f(u_2, t_2)$$

$$= \frac{1}{4\pi} \exp\{-\frac{u_1^2 + u_2^2}{4}\}$$

$$f(u_1, u_2, \dots, u_k; t_1, t_2, \dots, t_k) = \prod_{i=1}^k f(u_i, t_i)$$

$$= \frac{1}{(2\sqrt{\pi})^k} \exp\{-\frac{\sum_{i=1}^k u_i^2}{4}\}$$

(2)由于任意 k 阶概率密度函数与 t 无关,它 不会随着观察时刻组的平移而变,因此它是 **严平稳的。**也是严格循环平稳的,因为是高 斯随机信号,所以U(t)也是广义平稳的和广义循环平稳的。

- 3.2
- 3.3
- 3. 4 已知随机信号 X(t) 和 Y(t) 相互独立且各自平稳,证明新的随机信号 Z(t) = X(t)Y(t) 也是平稳的。

3.4 解:

$$X(t)$$
与 $Y(t)$ 各自平稳,设 $m_X = E[X(t)]$,

$$m_Y = E[Y(t)]$$
 , $R_X(\tau) = E[X(t+\tau)X(t)]$,

$$R_{Y}(\tau) = E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$m_Z(t) = E[\widetilde{Z}(t)] = E[X(t)Y(t)]$$

= $E[X(t)] \times E[Y(t)] = m_X m_Y$, 为常数

$$R_Z(t+\tau,t) = E[Z(t+\tau)Z(t)]$$

$$= E[X(t+\tau)Y(t+\tau)X(t)Y(t)]$$

$$= E[X(t+\tau)X(t)] \cdot E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$=R_{X}(\tau)\cdot R_{Y}(\tau)=R_{Z}(\tau)$$

 $_{::}R_{z}(\tau)$ 仅与 τ 有关,故Z(t)=X(t)Y(t)也是平稳过程。

- 3.5 随机信号 $X(t) = 10\sin(\omega_0 t + \Theta)$, ω_0 为确定常数, Θ 在 $[-\pi,\pi]$ 上均匀分布的随机变量。若X(t)通过平方律器件,得到 $Y(t) = X^2(t)$,试求:
 - (1) Y(t) 的均值;
 - (2) Y(t) 的相关函数;
 - (3) Y(t)的广义平稳性。

解: (1)

$$E[Y(t)] = E[X^{2}(t)] = E[100 \sin^{2}(\omega_{0}t + \Theta)]$$

$$= 50E[1 - \cos(2\omega_{0}t + 2\Theta)] = 50$$

$$(2)R_{Y}(t + \tau, t) = E[Y(t + \tau)Y(t)] = E[X^{2}(t + \tau)X^{2}(t)]$$

$$= E[100 \sin^{2}(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau + \Theta) \cdot 100 \sin^{2}(\omega_{0}t + \Theta)]$$

$$= 2500E[(1 - \cos(2\omega_{0}t + 2\omega_{0}\tau + 2\Theta))(1 - \cos(2\omega_{0}t + 2\Theta))]$$

$$= 2500E[1 + \cos(2\omega_{0}t + 2\omega_{0}\tau + 2\Theta) \cdot \cos(2\omega_{0}t + 2\Theta)]$$

$$= 2500 + 1250E[\cos(2\omega_{0}\tau) + \cos(4\omega_{0}t + 2\omega_{0}\tau + 4\Theta)]$$

$$= 2500 + 1250\cos(2\omega_{0}\tau)$$

 $R_Y(\tau)$ 仅与 τ 有关,且均值为常数,故Y(t)是平稳过程。

3.6 给 定 随 机 过 程 $X(t) = A\cos(\omega_0 t) + B\sin(\omega_0 t)$,其中 ω_0 是常数, $A\pi B$ 是两个任意的不相关随机变量,它们均值为零,方差同为 σ^2 。证明 X(t) 是广义平稳而不是严格平稳的。

$$\begin{aligned} & \dots m_{X}(t) = E[X(t)] = E[A\cos(\omega_{0}t) + B\sin(\omega_{0}t)] = 0 \\ & R_{X}(t+\tau,t) = E[X(t+\tau)X(t)] \\ & = E\left\{ \left(A\cos(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau) + B\sin(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\right) \left(A\cos(\omega_{0}t) + B\sin(\omega_{0}t)\right) \right\} \\ & = E\left[A^{2}\cos(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\cos(\omega_{0}t) + B^{2}\sin(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\sin(\omega_{0}t)\right] \\ & = \sigma^{2}\cos(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\cos(\omega_{0}t) + \sigma^{2}\sin(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\sin(\omega_{0}t) \\ & = \sigma^{2}\cos(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\cos(\omega_{0}t) + \sigma^{2}\sin(\omega_{0}t + \omega_{0}\tau)\sin(\omega_{0}t) \\ & = \sigma^{2}\cos(\omega_{0}\tau) \end{aligned}$$

由于均值是常数,且相关函数只与 τ 有关,故X(t)是广义平稳过程。

$$X(t) = A\cos(\omega_0 t) + B\sin(\omega_0 t)$$

取
$$t_1 = \frac{2\pi}{\omega_0}$$
时,X(t) = A

取
$$t_2 = \frac{\pi}{2\omega_0}$$
时, $X(t) = B$,

显然 $f_X(x,t_1) = f_A(x)$ 不一定等于 $f_X(x,t_2) = f_B(x)$ ∴ X(t)不是严格平稳的。

- 3.7 Y(t)是广义周期(循环)平稳的实随机信号,平稳周期为 **100**,有均值 m(10) = 20 和相关函数 R(5,1) = 10,试求:
 - (1) E[5Y(110)], E[10Y(310)+50];
 - (2) E[Y(105)Y(101)], E[30Y(205)Y(201)+200];
 - (3) E[10Y(305)Y(301)+6Y(210)+80]
- 3.7 解: 🏂

::Y(t)是广义循环平稳随机信号,

$$(1)E[5Y(110)] = 5E[Y(10)] = 5m(10) = 5 \times 20 = 100$$

$$E[10Y(310) + 50] = 10E[Y(10)] + 50 = 250$$

$$(2)E[Y(105)Y(101)] = E[Y(5)Y(1)] = R(5,1) = 10$$

E[30Y(205)Y(201) + 200]

$$=30E[Y(5)Y(1)]+200=500$$

$$(3)E[10Y(305)Y(301) + 6Y(210) + 80]$$

$$=10R(5,1)+6m(10)+80=300$$

- 3.8 给 定 过 程 $X(t) = A\cos t B\sin t$ 和 $Y(t) = B\cos t + A\sin t$, 其中随机变量 A,B 独立,均值都为 0,方差都为 5。
 - (1)证明X(t)和Y(t)各自平稳且联合平稳。
 - (2) 求两个过程的互相关函数。

解: 因为随机变量 A,B 独立,均值都为 0,方 差 都 为 5 , 所 以 E[AB] = E[A]E[B] = 0 ,

$$E[A^2] = E[B^2] = \sigma^2 = 5$$
, 故有

$$m_X(t) = E[X(t)] = E[A\cos t - B\sin t] = 0$$

$$R_{X}(t+\tau,t) = E[X(t+\tau)X(t)]$$

$$= E\{[A\cos(t+\tau) - B\sin(t+\tau)] \times [A\cos t - B\sin t]\}$$

$$= E[A^{2}]\cos(t+\tau)\cos t + E[B^{2}]\sin(t+\tau)\sin t]$$

$$- E[AB]\cos(t+\tau)\sin t - E[AB]\sin(t+\tau)\cos t$$

$$= \sigma^{2}\cos(t+\tau)\cos t + \sigma^{2}\sin(t+\tau)\sin t$$

$$= 5\cos \tau$$

由于均值是常数,且相关函数只与_τ有关, 故x(t)是广义平稳过程。同理得到:

$$m_{\gamma}(t) = E[Y(t)] = E[B\cos t + A\sin t] = 0$$

$$R_{\gamma}(t+\tau,t) = E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$= E\{[B\cos(t+\tau) + A\sin(t+\tau)] \cdot [B\cos t + A\sin t]\}$$

$$= E[B^{2}]\cos(t+\tau)\cos t + E[A^{2}]\sin(t+\tau)\sin t$$

$$= 5\cos \tau$$

Y(t)均值是常数,相关函数也只与τ有关, 故Y(t)也是平稳过程。

$$R_{XY}(t+\tau,t) = E[X(t+\tau)Y(t)]$$

$$= E\{[A\cos(t+\tau) - B\sin(t+\tau)] \cdot [B\cos t + A\sin t]\}$$

$$= E[A^{2}]\cos(t+\tau)\sin t - E[B^{2}]\sin(t+\tau)\cos t$$

$$= -5\sin \tau = R_{XY}(\tau)$$

- X(t)与Y(t)分别广义平稳,其互相关函数也只与 τ 有关,所以X(t)和Y(t)联合广义平稳。
- 3.9 两个统计独立的平稳随机过程 X(t) 和 Y(t) , 其均值都为 0, 自相关函数分别为 $R_X(\tau) = e^{-|\tau|}$, $R_Y(\tau) = \cos 2\pi \tau$, 试求:

(1)
$$Z(t) = X(t) + Y(t)$$
 的自相关函数;

(2)
$$W(t) = X(t) - Y(t)$$
 的自相关函数;

(3) 互相关函数 $R_{zw}(\tau)$ 。

3.9 解:

$$(1)R_{Z}(t+\tau,t) = E[Z(t+\tau)Z(t)]$$

$$= E\{[X(t+\tau)+Y(t+\tau)][X(t)+Y(t)]\}$$

$$= E[X(t+\tau)X(t)] + E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$= R_{X}(\tau) + R_{Y}(\tau) = e^{+|\tau|} + \cos(2\pi\tau)$$

$$(2)R_{W}(t+\tau,t) = E[W(t+\tau)W(t)]$$

$$= E\{[X(t+\tau)-Y(t+\tau)][X(t)-Y(t)]\}$$

$$= E[X(t+\tau)X(t)] + E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$= R_{X}(\tau) + R_{Y}(\tau) = e^{-|\tau|} + \cos(2\pi\tau)$$

$$(3)R_{ZW}(t+\tau,t) = E[Z(t+\tau)W(t)]$$

$$= E\{[X(t+\tau)+Y(t+\tau)][X(t)-Y(t)]\}$$

$$= R_{X}(\tau) - R_{Y}(\tau) - R_{XY}(\tau) + R_{YX}(\tau)$$
又由于X(t)与Y(t)零均值相互独立,同时彼此正交,则R_{XY}(\tau) = R

 $\therefore R_{zw}(t+\tau,t) = R_{v}(\tau) - R_{v}(\tau) = e^{-|\tau|} - \cos(2\pi\tau)$

3.10

3.11

3.12 广义平稳随机过程 *Y(t)* 的自相关函数矩阵如下,试确定矩阵中带下划线的空白处元素的值。

$$\begin{bmatrix} 2 & 1.3 & 0.4 & _ \\ _ & 2 & 1.2 & 0.8 \\ 0.4 & 1.2 & _ & 1.1 \\ 0.9 & _ & _ & 2 \end{bmatrix}$$

3.12 解:根据广义平稳随机信号过程的自相 关函数矩阵的对称性,得到:

$$\mathbf{R} = \begin{pmatrix} 2 & 1.3 & 0.4 & \underline{0.9} \\ \underline{1.3} & 2 & 1.2 & 0.8 \\ 0.4 & 1.2 & \underline{2} & 1.1 \\ 0.9 & \underline{0.8} & \underline{1.1} & 2 \end{pmatrix}$$

3.13

- 3.14 对于两个零均值广义平稳随机过程 X(t)和Y(t),已知 $\sigma_X^2 = 5$, $\sigma_Y^2 = 10$,问下述函数可否作为自相关函数,为什么?
 - (1) $R_X(\tau) = 5u(\tau) \exp(-3\tau)$; 否,非偶函数
 - (2) $R_X(\tau) = 5\sin(5\tau)$; 否,非偶函数

(3)
$$R_Y(\tau) = 9(1+2\tau^2)^{-1}$$
; $R_Y(0) = 9 \neq \sigma_Y^2$

(4)
$$R_{Y}(\tau) = -\cos(6\tau)\exp(-|\tau|)$$
; 否, $R_{Y}(0) = -1$

(5)
$$R_X(\tau) = 5\left[\frac{\sin(3\tau)}{3\tau}\right]^2$$
; 是

(6)
$$R_{Y}(\tau) = 6 + 4 \left[\frac{\sin(10\tau)}{10\tau} \right]$$
。 不是, $m_{Y}^{2} = 6$

(7)
$$R_X(\tau) = 5\exp(-|\tau|)$$
; 是

(8)
$$R_Y(\tau) = 6 + 4\exp(-3\tau^2)$$
。 不是 $m_Y^2 = 6$

解:根据平稳随机信号相关函数的性质, 判断原则:

- (1)偶对称性 (2)非负,最大值点 , $|R(\tau)| \le R(0)$
- (3)连续性 (4)周期性
- (1) 否,该函数非偶函数 (2) 否,该函数非偶函数 (3) 否, $R_y(0) = 9 \neq \sigma^2_y$ 不符

合题意 (4) 否, $R_y(0) = -1$ 不是非负 (5) 是 (6) 不是, $m_y^2 = 6$ 非零,不符合题 意 (7) 是 (8) 不是, $m_y^2 = 6$ 非零,不符合题意

3.15

3. 16 已知随机过程 X(t) 和 Y(t) 独立且各自平稳,自相关函数为 $R_X(\tau) = 2e^{-|\tau|} \cos \omega_0 \tau$ 与 $R_Y(\tau) = 9 + \exp(-3\tau^2)$ 。 令 随 机 过 程 Z(t) = AX(t)Y(t),其中 A 是均值为 2,方差为 9 的随机变量,且与 X(t) 和 Y(t) 相互独立。求过程 Z(t) 的均值、方差和自相关函数。

解:

$$E[Z(t)] = E[A \cdot X(t) \cdot Y(t)]$$

$$= E[A] \cdot E[X(t)] \cdot E[Y(t)]$$

$$= 2E[X(t)] \cdot E[Y(t)]$$

$$m_X^2 = R_X(\infty) = \lim_{\tau \to \infty} 2e^{|\tau|} \cos \omega_0 \tau = 0 \to m_X = 0$$

$$\therefore E[Z(t)] = 0$$

Z(t)的相关函数:

$$R_{z}(s,t) = E \left[A^{2}X(s) \cdot Y(s) \cdot X(t) \cdot Y(t) \right]$$

$$= E \left[A^{2} \right] \cdot E \left[X(s) \cdot Y(s) \cdot X(t) \cdot Y(t) \right]$$

$$= 13 \cdot R_{X}(\tau) \cdot R_{Y}(\tau)$$

$$= 26 \cdot e^{-|\tau|} \cdot \cos \omega_{0} \tau \cdot (9 + e^{-3\tau^{2}})$$

$$D[Z(t)] = R_{Y}(0) = 26 \times 10 = 260$$

- 3. 17
 - 3.18
 - 3.19 平稳信号 X(t)的功率谱密度为

(1)
$$S_X(\omega) = \frac{\omega^2}{\omega^4 + 3\omega^2 + 2}$$

(2)
$$S(\omega) = \begin{cases} 8\delta(\omega) + 20(1 - |\omega|/10), & |\omega| \le 10 \\ 0, & |\omega| > 10 \end{cases}$$

求它们的自相关函数和均方值。

解: (1)

$$S_X(\omega) = \frac{\omega^2}{\omega^4 + 3\omega^2 + 2} = \frac{-1}{\omega^2 + 1} + \frac{2}{\omega^2 + 2}$$

$$= \frac{-1}{2} \cdot \frac{2}{\omega^2 + 1} + \frac{1}{\sqrt{2}} \cdot \frac{2\sqrt{2}}{\omega^2 + 2}$$

$$R_X(\tau) = \frac{-1}{2} e^{-|\tau|} + \frac{1}{\sqrt{2}} e^{-\sqrt{2}|\tau|}$$

$$\therefore R_X(0) = \frac{1}{\sqrt{2}} - \frac{1}{2}$$

(2) 查傅立叶变换表:

$$\operatorname{tri}\left(\frac{\omega}{2\omega_{0}}\right) \Leftrightarrow \frac{\omega_{0}Sa^{2}(\omega_{0}\tau)}{\pi}$$

$$S(\omega) = 8\delta(\omega) + 20\left[1 - |\omega|/10\right], |\omega| \le 10$$
$$= 8\delta(\omega) + 20 \cdot \text{tri}\left(\frac{\omega}{10}\right)$$

$$R_X(\tau) = \frac{8}{2\pi} + 20 \cdot \frac{5Sa^2(5\tau)}{\pi}$$

:.
$$R_X(\infty) = 4/\pi = m_X^2$$
 $D[X(t)] = 100/\pi$

$$R_X(0) = \frac{8}{2\pi} + \frac{100}{\pi} = \frac{104}{\pi}$$

- 3, 20
- 3.21 下述函数哪些是实随机信号功率谱 的正确表达式? 为什么?

判断的原则: 实平稳信号功率谱是实的,非 负的偶函数。

(1)
$$\left(\frac{\sin\omega}{\omega}\right)^2$$
 是

(2)
$$\frac{\omega^2}{\omega^6 + 3\omega^2 + 3}$$
 \(\mathcal{E}\)

- (2) $\frac{\omega^{6}}{\omega^{6}+3\omega^{2}+3}$ 是
 (3) $\frac{\omega^{2}}{\omega^{4}-1}-\delta(\omega)$ 不是, $\omega=0$ 时值为负数。
- (4) $\frac{\omega^4}{|\omega^4+\omega^2+1|}$ 不是,功率谱为复数,

(5)
$$\frac{|\omega|}{\omega^4 + 2\omega^2 + 1}$$
 是。

(6) $e^{-(\omega-1)^2}$ 不是,非偶函数。

- 3, 22
- 3.23 X(t) 是平稳随机过程,证明过程

$$Y(t) = X(t+T) + X(t)$$
 的功率谱是
 $S_{v}(\omega) = 2S_{v}(\omega)(1 + \cos \omega T)$

3.23

$$E[Y(t)] = E[X(t+T) + X(t)] = 2m_x$$

$$R_Y(\tau) = E[Y(t+\tau)Y(t)]$$

$$= E\{[X(t+\tau+T) + X(t+\tau)][X(t+T) + X(t)]\}$$

$$= 2R_X(\tau) + R_X(\tau+T) + R_X(\tau-T)$$

$$S_{Y}(\omega) = 2S_{X}(\omega) + S_{X}(\omega)e^{-j\omega T} + S_{X}(\omega)e^{j\omega T}$$

$$= 2S_{X}(\omega) + 2S_{X}(\omega) \cdot \cos \omega T$$

$$= 2S_{X}(\omega) \cdot (1 + \cos \omega T)$$

- 3.24
- 3.25 设两个随机过程 X(t)和 Y(t)联合平稳,其互相关函数为

$$R_{XY}(\tau) = \begin{cases} 9e^{-3\tau} & \tau \ge 0\\ 0 & \tau < 0 \end{cases}$$

求互谱密度 $S_{XY}(\omega)$ 与 $S_{YX}(\omega)$ 。
3.25

$$R_{XY}(\tau) \xrightarrow{FT} \frac{9}{3 + j\omega} = S_{XY}(\omega)$$
$$S_{YX}(\omega) = S_{XY}^{*}(\omega) = \frac{9}{3 - j\omega}$$

3. 26 设随机过程 $X(t) = \sum_{i=1}^{n} a_{i}X_{i}(t)$,式中 a_{i} 是一组实常数。而随机过程 $X_{i}(t)$ 为平稳的和彼此正交的。试证明: $S_{X}(\omega) = \sum_{i=1}^{n} a_{i}^{2}S_{X_{i}}(\omega)$ 证明:

$$E[X(t)] = E\left[\sum_{i=1}^{n} a_{i} X_{i}(t)\right] = \sum_{i=1}^{n} a_{i} E[X_{i}(t)] = \sum_{i=1}^{n} a_{i} m_{X_{i}} \to \mathbb{R}$$

$$R_{X}(t,s) = E\left\{X(t)X(s)\right\} = E\left\{\sum_{i=1}^{n} a_{i}X_{i}(t) \cdot \sum_{j=1}^{n} a_{j}X_{j}(s)\right\}$$

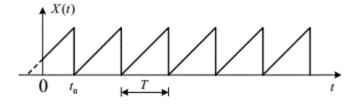
$$= E\left\{\sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} a_{i}a_{j}X_{i}(t)X_{j}(s)\right\} = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} a_{i}a_{j}E\left[X_{i}(t)X_{j}(s)\right]$$

$$= \sum_{i=1}^{n} a_{i}^{2}E[X_{i}(t) \cdot X_{i}(s)] = \sum_{i=1}^{n} a_{i}^{2}R_{X_{i}}(\tau) = R_{X}(\tau)$$

$$S_{X}(\omega) = \sum_{i=1}^{n} a_{i}^{2}S_{X_{i}}(\omega)$$

3.31 假定周期为 T 高为 A 的锯齿波脉冲串具有随机相位,如题图 3.31 所示,它在 t=0 时刻以后出现的第一个零值时刻是 [0,T) 均匀分布的随机变量。试说明 X(t) 的一阶密度函数为

$$f(x;t) = \begin{cases} 1/A & x \in [0,T] \\ 0 & x \notin [0,T] \end{cases}$$



题图 3.31

3.31

解:注意到从 τ 开始的一段锯齿波可写为, $X(t) = \frac{A}{T}(T - \tau + t)$,它是 τ 的线性函数。并且,

$$\tau = T - \frac{T}{A}X(t) + t = h(x)$$
 of $T = -\frac{T}{A}$

已知
$$\tau \sim U(0,T)$$
 ,即 $f_{\tau}(\tau) = \begin{cases} \frac{1}{T} & (0 \leq \tau \leq T) \\ 0 & (其它) \end{cases}$

因此,当t在这段上

$$f_X(x;t) = \begin{cases} f_{\tau}[h(x)] \cdot |h'(x)| = \frac{1}{T} \times \frac{T}{A} = \frac{1}{A} & 0 \le x \le A \\ 0 & \text{ \sharp 'È'} \end{cases}$$

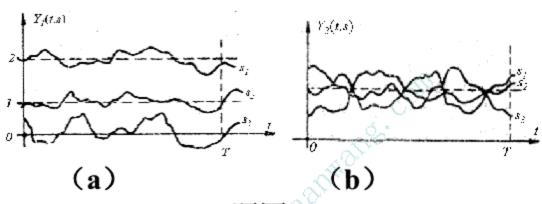
对于其他任何 t 时刻的 X(t) , 令 k 为 t/T 的整数 部分 (小于等于 t/T) ,则在 $t \in [kT + \tau, (k+1)T + \tau)$ 段有, $X(t) = \frac{A}{T}(T - \tau + t - kT)$ 。 仿

上,得到同样的结果。因此

$$f(x;t) = \begin{cases} 1/A & x \in [0,A] \\ 0 & x \notin [0,A] \end{cases}$$

习 题

4.1 随机信号 $Y_1(t)$ 与 $Y_2(t)$ 的实测样本函数如下题图 4.1(a)与(b)所示,试说明它们是否均值各态历经。



题图 4.1

解: 由均值各态历经信号的定义:

$$A[Y(t,s)] = E[Y(t,s)],$$

即随机信号的每条样本的时间平均都相同,并在均方意义下等于其统计平均。

图(a)中每条样本的时间平均都不相同, $Y_i(t)$ 不可能是均值各态历经信号;

图(b)中每条样本的时间平均都可能相同, 且大致等于其统计平均, Y₂(t)很可能是均值 各态历经信号 4.2 随机二元传输信号如例 3.16 所述,试 分析它的均值各态历经性。

解:由例 3.16,随机二元传输信号的协方差 函数为,

$$C_{Y}(\tau) = \begin{cases} 4pq \left(1 - \frac{|\tau|}{T}\right), & |\tau| \le T \\ 0, & |\tau| > T \end{cases}$$

又根据充分条件为: $\lim_{\tau \to \infty} C(\tau) = 0$,且 $C(0) = 4pq < \infty$,因此,它是均值各态历经信号。

4.3

4.4 随机信号 X(t)与 Y(t) 是联合广义各态历经的, 试分析信号 Z(t) = aX(t) + bY(t) 的各态历经性, 其中 a 与 b 是常数。

解:由题意,均方意义下有,

所以, Z(t) 是均值各态历经信号

$$A[Z(t+\tau)Z(t)]$$

$$= A[(aX(t+\tau)+bY(t+\tau))(aX(t)+bY(t))]$$

$$= a^{2}A[X(t+\tau)X(t)]+b^{2}A[Y(t+\tau)Y(t)]+$$

$$abA[X(t+\tau)Y(t)]+abA[Y(t+\tau)X(t)]$$

$$= a^{2}E[X(t+\tau)X(t)]+b^{2}E[Y(t+\tau)Y(t)]+$$

$$abE[X(t+\tau)Y(t)]+abE[Y(t+\tau)X(t)]$$

$$= E[(aX(t+\tau)+bY(t+\tau))(aX(t)+bY(t))]$$

$$= E[Z(t+\tau)Z(t)] = R_{Z}(\tau)$$

因此,*Z(t)* 是相关各态历经信号,也是广义各态历经。

- **4.5** 已知随机过程 $X(t) = A\cos(\omega_0 t + \Phi)$,其中 ω_0 为常数, $\Phi \sim U(0,2\pi)$,A 可能为常数,也可能为随机变量,且若A为随机变量时,它与 Φ 相互独立。求:
 - (1) 时间自相关函数与自相关函数;
 - (2) A 具备什么条件两种自相关函数才能相等?

解: (1) 时间自相关函数

$$A \Big[X(t+\tau)X(t) \Big]$$

$$= A \Big[A\cos(\omega_0 t + \omega_0 \tau + \Phi) A\cos(\omega_0 t + \Phi) \Big]$$

$$= \frac{A^2}{2} A \Big[\cos(\omega_0 \tau) + \cos(2\omega_0 t + \omega_0 \tau + 2\Phi) \Big]$$

$$= \frac{A^2}{2} \cos(\omega_0 \tau)$$

统计自相关函数

$$E[X(t+\tau)X(t)]$$

$$= E[A\cos(\omega_0 t + \omega_0 \tau + \Phi)A\cos(\omega_0 t + \Phi)]$$

$$= E[A^2]E[\cos(\omega_0 t + \omega_0 \tau + \Phi)\cos(\omega_0 t + \Phi)]$$

$$= \frac{E[A^2]}{2}E[\cos(\omega_0 \tau) + \cos(2\omega_0 t + \omega_0 \tau + 2\Phi)]$$

$$= \frac{E[A^2]}{2}\cos(\omega_0 \tau)$$

$$= \frac{E[A^2]}{2}\cos(\omega_0 \tau)$$

$$= \frac{E[A^2]}{2}\cos(\omega_0 \tau)$$

当 A 为随机变量时:

$$E[X(t+\tau)X(t)] = \frac{E[A^2]}{2}\cos(\omega_0\tau)$$

(2) 当 A 为常数时,有:

$$A[X(t+\tau)X(t)] = E[X(t+\tau)X(t)] = \frac{A^2}{2}\cos(\omega_0\tau)$$

即: 当A为常数时,X(t)相关各态历经。

4.6 随机过程 $X(t) = A \sin t + B \cos t$,式中,A 和 B 为零均值相互独立的随机变量。求证 X(t)

是均值各态历经的,而均方值无各态历经性。 解:由题意,首先,

$$E[X(t)] = E[A]\sin t + E[B]\cos t = 0$$

 $A[X(t)] = A[A\sin t + B\cos t]$
 $= A \cdot A[\sin t] + B \cdot A[\cos t] = 0$
 $\therefore E[X(t)] = A[X(t)] \rightarrow$ 均值各态历经

 $X^{2}(t) = A^{2} \sin^{2} t + B^{2} \cos^{2} t + 2AB \sin t \cos t$ = $A^{2} \sin^{2} t + B^{2} \cos^{2} t + AB \sin 2t$

 $E[X^{2}(t)] = E[A^{2}] \cdot \sin^{2} t + E[B^{2}] \cdot \cos^{2} t + E[AB] \cdot \sin 2t$ $= E[A^{2}] \cdot \sin^{2} t + E[B^{2}] \cdot \cos^{2} t$ 均方值不平稳

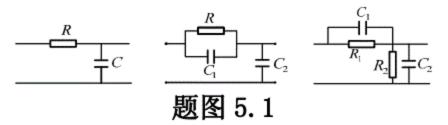
当方値不平稳
$$\begin{cases}
A[X^{2}(t)] = A^{2} \cdot A[\sin^{2} t] + B^{2} \cdot A[\cos^{2} t] + AB \cdot A[\sin 2t] \\
= \frac{A^{2}}{2} \cdot A[1 - \cos 2t] + \frac{B^{2}}{2} \cdot A[1 + \cos 2t] \\
= \frac{A^{2} + B^{2}}{2}
\end{cases}$$

显然,

 $EX^{2}(t) \neq A[X^{2}(t)]$ →均方值非各态历经。

BELLEVE . | MINING. DESCRIPTION OF THE PARTY OF THE PARTY

5.1 求题图 5.1 中三个电路的传输函数(不考虑输出负载)。



解根据电路分析、信号与系统的知识, 第一个图中系统的传输函数

$$H(j\omega) = \frac{1/j\omega C}{R + 1/j\omega C} = \frac{1}{1 + j\omega RC}$$

第二个图中系统地传输函数

$$H(j\omega) = \frac{1/j\omega C_2}{\frac{R/j\omega C_1}{R+1/j\omega C_1} + 1/j\omega C_2} = \frac{1+j\omega R C_1}{1+j\omega R \left(C_1 + C_2\right)}$$

第三个图中系统地传输函数

$$H(j\omega) = \frac{\frac{R_2 / j\omega C_2}{R_2 + 1 / j\omega C_2}}{\frac{R_1 / j\omega C_1}{R_1 + 1 / j\omega C_1} + \frac{R_2 / j\omega C_2}{R_2 + 1 / j\omega C_2}}$$

$$= \frac{R_2 + j\omega R_1 R_2 C_1}{R_1 + R_2 + j\omega R_1 R_2 (C_1 + C_2)}$$

5.2 若 平 稳 随 机 信 号 X(t) 的 自 相 关 函 数 $R_X(\tau) = A^2 + Be^{-|\tau|}$,其中,A 和 B 都是正常数。 又若某系统冲击响应为 $h(t) = u(t)te^{-wt}$ 。当 X(t) 输入时,求该系统输出的均值。

解: 因为
$$E^2[X] = R_X(\infty) = A^2$$

所以 $E[X] = \pm A$ 。

$$H(j\omega) = \left(\frac{1}{j\omega + w}\right)^{2} \qquad H(j0) = \left(\frac{1}{w}\right)^{2}$$

$$E[Y(t)] = E[X(t)]H(j0) = \pm A \cdot \left(\frac{1}{w}\right)^2 = \frac{\pm A}{w^2}$$

5.3

5. 4 若输入信号 $X(t) = X_0 + \cos(\omega_0 t + \Phi)$ 作用于正文图 5.2 所示 RC 电路,其中 X_0 为[0,1]上均匀分布的随机变量, Φ 为[0,2 π]上均匀分布的随机变量,并且 X_0 与 Φ 彼此独立。求输出信号 Y(t)的功率谱与相关函数。

$$X(t)$$
 C
 $Y(t)$

解:首先我们求系统的频率响应 $H(j\omega)$ 。根据电路分析、信号与系统的知识,

$$H(j\omega) = \frac{1/j\omega C}{R+1/j\omega C} = \frac{1}{1+j\omega RC}$$

然后,计算X(t)的均值与自相关函数,

$$m_X = E[X(t)] = E[X_0 + \cos(\omega_0 t + \Phi)] = 1/2$$

$$R_X(t+\tau,t) = E\left\{X(t+\tau)X(t)\right\}$$

$$= E\left\{\left\{X_0 + \cos\left[\omega_0(t+\tau) + \Phi\right]\right\}\left\{X_0 + \cos\left[\omega_0 t + \Phi\right]\right\}\right\}$$

$$= E \left[X_0^2 \right] + E \left[X_0 \cos \left[\omega_0 t + \Phi \right] \right]$$

$$+E\left\{X_{0}\cos\left[\omega_{0}\left(t+\tau\right)+\Phi\right]\right\}$$

$$+E\left\{\cos\left[\omega_{0}\left(t+\tau\right)+\Phi\right]\cos\left[\omega_{0}t+\Phi\right]\right\}$$

$$= 1/3 + 1/2\cos(\omega_0 \tau) = R_X(\tau)$$

$$E[X_0^2] = \int_0^1 x_0^2 \cdot 1 dx_0 = \frac{1}{3}$$

可见X(t)是广义平稳的。所以

$$S_X(\omega) = \frac{2\pi}{3}\delta(\omega) + \frac{\pi}{2}[\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$$

$$\begin{split} S_{Y}(\omega) &= S_{X}(\omega) \left| H(j\omega) \right|^{2} \\ &= \left\{ \frac{2\pi}{3} \delta(\omega) + \frac{\pi}{2} \left[\delta(\omega - \omega_{0}) + \delta(\omega + \omega_{0}) \right] \right\} \times \frac{1}{1 + (\omega RC)^{2}} \\ &= \frac{2\pi}{3} \delta(\omega) + \frac{\pi}{2} \cdot \frac{1}{(1 + \omega_{0}^{2} R^{2} C^{2})} \left[\delta(\omega - \omega_{0}) + \delta(\omega + \omega_{0}) \right] \end{split}$$

是,

$$R_{Y}(\tau) = 1/3 + \frac{1}{2(1 + \omega_0^2 R^2 C^2)} \cos \omega_0 \tau$$

5.5

5.6 设某积分电路输入输出之间满足以下关系

$$Y(t) = \int_{-T} X(\tau) d\tau$$

式中, T 为积分时间。并设输入输出都是平稳过程。 求证输出功率谱密度为

$$S_{Y}(\omega) = \frac{4S_{X}(\omega)}{\omega^{2}} \sin^{2}\left(\frac{\omega T}{2}\right)$$

(提示: Y(t) = X(t) * h(t), 而 h(t) = u(t) - u(t - T), 是矩形方波。)

解: 因为
$$Y(t) = \int_{t-T}^{t} X(\tau) d\tau$$
,

所以
$$h(t) = \int_{t-T}^{t} \delta(\tau) d\tau$$
,故 $h(t) = u(t) - u(t-T)$ 而

$$H(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{0}^{T} 1 e^{-j\omega t}dt$$
$$= \frac{2\sin(\omega T/2)}{\omega}e^{-j\omega T/2}$$

所以
$$\left|H(j\omega)\right|^2 = \frac{4\sin^2\left(\frac{\omega T}{2}\right)}{\omega^2}$$
所以 $S_Y(\omega) = S_X(\omega) \left|H(j\omega)\right|^2 = \frac{4S_X(\omega)}{\omega^2} \sin^2\left(\frac{\omega T}{2}\right)$

$$S_{Y}(\omega) = S_{X}(\omega) |H(j\omega)|^{2} = \frac{4S_{X}(\omega)}{\omega^{2}} \sin^{2}\left(\frac{\omega T}{2}\right)$$

5.7

5.8

5.9

5.10 若线性时不变系统的输入信号X(t) 是均值为 零的平稳高斯随机信号,且自相关函数为 $R_X(\tau) = \delta(\tau)$,

输出信号为Y(t)。试问系统h(t)要具备什么条件,才能使随机变量 $X(t_1)$ 与 $Y(t_1)$ 互相独立。

解: 由于输入信号 X(t) 是均值为零的平稳高斯随机信号,所以通过线性时不变系统后 Y(t) 仍然是均值为零的平稳高斯随机信号,且 X(t) 和 Y(t) 是高斯联合平稳过程。如果 $X(t_1)$ 与 $Y(t_1)$ 相互独立,则 $X(t_1)$ 与 $Y(t_1)$ 也互不相关和正交,即

$$E[X(t_1)Y(t_1)] = R_{XY}(0) = 0 \quad \text{iff}$$

$$R_{XY}(\tau) = R_X(\tau) * h(-\tau) = \delta(\tau) * h(-\tau) = h(-\tau)$$

因此, h(t) 要满足 h(0) = 0。

5. 11 若功率谱为 5W/Hz 的平稳白噪声作用到冲击响应为 $h(t) = e^{-at} u(t)$ 的系统上,求系统输出的均方值与功率谱密度。

解:由题知:
$$H(j\omega)=\frac{1}{j\omega+a}$$
,所以

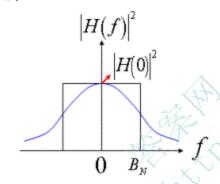
$$S_{Y}(\omega) = S_{X}(\omega) |H(j\omega)|^{2} = 5 |H(j\omega)|^{2}$$
$$= \frac{5}{\omega^{2} + a^{2}} = \frac{5}{2a} \cdot \frac{2a}{\omega^{2} + a^{2}}$$

而输出过程的自相关函数:

$$R_{Y}(\tau) = \frac{5}{2a}e^{-a|\tau|}$$

于是,
$$E[Y^2(t)] = R_Y(0) = \frac{5}{2a}$$

- 5.12
- 5. 13 功率谱为 $N_0/2$ 的白噪声作用到|H(0)|=2 的低通网络上,网络的等效噪声带宽为 2MHz。若输出噪声平均功率是 0.1 瓦,求 N_0 的值。解:



由
$$P_Y = N_0 |H(0)|^2 B_N = N_0 B_N G_0 = 0.1$$
 得,
$$N_0 = \frac{0.1}{B_N |H(0)|^2} = \frac{0.1}{2 \times 10^6 \times 4} = 1.25 \times 10^{-8} \quad (瓦/Hz)$$

- 5.14
- 5.15
- 5.16已知平稳随机信号的相关函数为

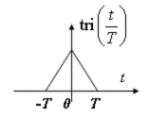
(1)
$$R_{X}(\tau) = \begin{cases} \sigma_{X}^{2}(1-\alpha \mid \tau \mid), & |\tau| \leq \frac{1}{\alpha} \\ 0, & |\tau| > \frac{1}{\alpha} \end{cases}$$

(2)
$$R_X(\tau) = \sigma_X^2 e^{-\alpha|\tau|}$$

求它们的矩形等效带宽。

解:(1)因为 $R_X(\tau)$ 是三角函数,

由附录 A: $tri\left(\frac{t}{T}\right) \Leftrightarrow TSa^2\left(\frac{\omega T}{2}\right)$, T > 0



$$R_{X}(\tau) = \begin{cases} \sigma_{X}^{2}(1 - \frac{|\tau|}{1/\alpha}), & |\tau| \leq \frac{1}{\alpha} \\ 0, & |\tau| > \frac{1}{\alpha} \end{cases} = \sigma_{X}^{2} \operatorname{tri}\left(\frac{\tau}{1/\alpha}\right)$$

$$S_X(\omega) = \frac{\sigma_X^2}{\alpha} Sa^2 \left(\frac{\omega}{2\alpha}\right)$$

$$B_{eq} = \frac{1}{2\pi} \int_0^\infty \frac{S_X(\omega)}{S_X(\omega_0)} d\omega = \frac{R_X(0)}{2S_X(0)} = \frac{\sigma_X^2}{2\sigma_X^2/\alpha} = \frac{\alpha}{2}$$

$$(2) R_X(\tau) = \sigma_X^2 e^{-\alpha|\tau|}$$

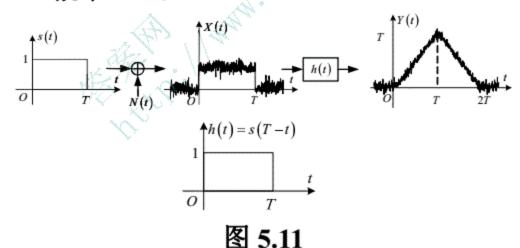
$$S_X(\omega) = \frac{2\sigma_X^2 \alpha}{\omega^2 + \alpha^2}$$

所以

$$B_{eq} = \frac{1}{2\pi} \int_0^\infty \frac{S_X(\omega)}{S_X(\omega_0)} d\omega = \frac{R_X(0)}{2S_X(0)} = \frac{\sigma_X^2}{4\sigma_X^2/\alpha} = \frac{\alpha}{4}$$

5. 25 在图讨论 5.11 的过程中,信号 X(t) = s(t) + N(t),式中N(t) 是谱密度为 $N_0/2$ 的平稳高斯白噪声,h(t) 是s(t) 的匹配滤波器。试求:

- (1) Y(t)的一维密度函数 $f_{Y}(y,t)$;
- (2) 概率 P[Y(t₀)≥0]?



解: (1) 由线性系统理论有 $Y(t) = Y_s(t) + Y_N(t)$,因为N(t)为平稳高斯白噪声,故Y(t)也是高斯噪声,其均值为 $Y_s(t)$,方差为 $Y_N(t)$ 。

$$Y_{s}(t) = s(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} s(t - \tau)h(\tau)d\tau$$

$$= \begin{cases} \int_{0}^{t} 1 \cdot 1 d\tau = t &, \ 0 \le t < T \\ \int_{t-T}^{T} 1 \cdot 1 d\tau = (2T - t) &, \ T \le t < 2T \\ 0 &, \ t < 0 \text{ or } t \ge 2T \end{cases}$$

Y(t) 的均值为

$$m_{y}(t) = \begin{cases} t & , (0 \le t < T) \\ 2T - t & , (T \le t < 2T) \\ 0 & , \text{ i.e. } \end{cases}$$

Y(t)的方差为

$$\sigma_y^2(t) = R_{y_N}(0) = \frac{N_0}{2}E_{s1} = \frac{N_0T}{2}$$

所以 $y(t) \sim N \left[m_y(t), \sigma_y^2(t) \right]$, 即

$$f_{Y}(y,t) = \frac{1}{\sqrt{\pi N_0 T}} \exp \left\{ -\frac{\left[y - m_{y}(t)\right]^2}{N_0 T} \right\}$$

(2) IX
$$t_0 = T$$
, $m_y(t_0) = T$, $\sigma_y^2(t_0) = \frac{N_0 T}{2}$

$$P\{y(t_{0}) \geq 0\} = \int_{0}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_{y}(t_{0})} \exp\left\{-\frac{\left[y - m_{y}(t_{0})\right]^{2}}{2\sigma_{y}^{2}(t_{0})}\right\} dy$$

$$= \int_{0}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left\{-\frac{\left[y - m_{y}(t_{0})\right]^{2}}{2\sigma_{y}^{2}(t_{0})}\right\} d\left(\frac{y - m_{y}(t_{0})}{\sigma_{y}(t_{0})}\right)$$

$$= \int_{\frac{m_{y}(t_{0})}{\sigma_{y}(t_{0})}}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \exp\left\{-\frac{u^{2}}{2}\right\} du$$

$$= Q\left[\frac{-m_{y}(t_{0})}{\sigma_{y}(t_{0})}\right] = Q\left[-\frac{\sqrt{2T}}{\sqrt{N_{0}T}}\right] = Q\left[-\frac{\sqrt{2T}}{N_{0}}\right]$$

6.1 复随机过程 $Z(t) = e^{j(\omega_0 t + \Phi)}$,式中 ω_0 为常数, Φ 是在 $(0, 2\pi)$ 上 均匀分布的随机变量。

求: (1) $E[Z(t+\tau)Z^*(t)]$ 和 $E[Z(t+\tau)Z(t)]$; (2) 信号的功率 谱。

解: (1)

$$Z(t) = e^{j(\omega_0 t + \Phi)}$$

$$E[Z(t)] = E\left[e^{j(\omega_0 t + \Phi)}\right] = E\left[e^{j\Phi}\right] e^{j\omega_0 t} = 0$$

$$E[Z(t + \tau)Z^*(t)] = E\left[e^{j[\omega_0(t + \tau) + \Phi]}e^{-j[\omega_0 t + \Phi]}\right]$$

$$= E\left[e^{j\omega_0 \tau}\right] = e^{j\omega_0 \tau} = R_Z(\tau)$$

$$E[Z(t + \tau)Z(t)] = E\left[e^{j[\omega_0(t + \tau) + \Phi]}e^{j[\omega_0 t + \Phi]}\right]$$

$$= E\left[e^{j[\omega_0(2t + \tau) + 2\Phi]}\right] = e^{j[\omega_0(2t + \tau)]}E\left[e^{j2\Phi}\right]$$

$$= e^{j[\omega_0(2t + \tau)]}E\left[\left[\cos 2\Phi + j\sin 2\Phi\right]\right]$$

$$= e^{j(\omega_0(2t + \tau))}\int_0^{2\pi}\left[\cos 2\Phi + j\sin 2\Phi\right]$$

$$= 0$$

(2)
$$S_Z(\omega) = F[R_Z(\tau)] = F[e^{j\omega_0\tau}] = 2\pi\delta(\omega - \omega_0)$$

6.2

6.3

- 6.4 已知 a(t) 的频谱为实函数 $A(\omega)$,假定 $|\omega| > \Delta \omega$ 时, $A(\omega) = 0$,且满足 $\omega_0 \gg \Delta \omega$,试比较:
 - (1) $a(t)\cos\omega_0 t$ 和 $(1/2)a(t)\exp(j\omega_0 t)$ 的傅立叶变换。
 - (2) $a(t)\sin\omega_0 t$ 和 $(-j/2)a(t)\exp(j\omega_0 t)$ 的傅立叶变换。
 - (3) $a(t)\cos\omega_0 t$ 和 $a(t)\sin\omega_0 t$ 的傅立叶变换。

解:

由傅立叶变换的定义可以得到:

(1)

$$a(t)\cos\omega_{0}t \xleftarrow{FT} \frac{1}{2} [A(\omega - \omega_{0}) + A(\omega + \omega_{0})]$$

$$\frac{1}{2}a(t)e^{j\omega_{0}t} \xleftarrow{FT} \frac{1}{2} A(\omega - \omega_{0})$$

$$\left(a(t)e^{j\omega_0 t} = a(t)\cos\omega_0 t + ja(t)\sin\omega_0 t\right)$$

 $a(t)e^{j\omega_0t}$ 是 $a(t)\cos\omega_0t$ 的解析信号

 $\frac{1}{2}a(t)e^{j\omega_0t}$ 的傅立叶变换是 $a(t)\cos\omega_0t$ 的傅立叶变换的正频率部分。

(2)

$$a(t)\sin\omega_0 t \xleftarrow{FT} \frac{-j}{2} [A(\omega - \omega_0) - A(\omega + \omega_0)]$$

$$\frac{-j}{2} a(t) e^{j\omega_0 t} \xleftarrow{FT} \frac{-j}{2} A(\omega - \omega_0)$$

$$\left(-ja(t)e^{j\omega_0 t} = a(t)\sin\omega_0 t - ja(t)\cos\omega_0 t\right)$$

 $-ja(t)e^{j\omega_0t}$ 是 $a(t)\sin\omega_0t$ 的解析信号

 $\frac{-j}{2}a(t)e^{j\omega_0t}$ 的傅立叶变换是 $a(t)\sin\omega_0t$ 的傅立叶变换的正频率部分。

(3) $a(t)\cos\omega_0 t$ 和 $a(t)\sin\omega_0 t$ 的傅立叶变换

$$a(t)\cos\omega_0 t \xleftarrow{FT} \frac{1}{2} [A(\omega - \omega_0) + A(\omega + \omega_0)]$$

$$a(t)\sin\omega_0 t \xleftarrow{FT} \frac{-j}{2} [A(\omega - \omega_0) - A(\omega + \omega_0)]$$

 $a(t)\sin\omega_0 t$ 是 $a(t)\cos\omega_0 t$ 的希尔伯特变换。

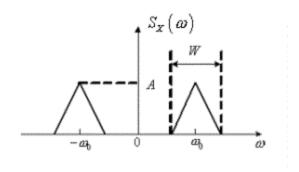
$$F[a(t)\sin\omega_0 t] = F[a(t)\cos\omega_0 t] \cdot [-j\operatorname{sgn}(\omega)]$$

是张护"/相相

6.5

6.6

- 6.7 若零均值平稳窄高斯随机信号 X(t) 的功率谱密度如题图 6.7
 - (1) 试写出此随机信号的一维概率密度函数:
 - (2)写出X(t)的两个正交分量的联合概率密度函数。



题图 6.7

解:

(1) 零均值平稳窄带高斯信号X(t)的正交表达式为

$$x(t) = i(t)\cos\omega_0 t - q(t)\sin\omega_0 t$$

基于功率谱计算功率得

$$P = R_X(0) = \sigma_X^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S_X(\omega) d\omega = \frac{AW}{2\pi}$$

所以
$$X(t) \sim N(0, \sigma_X^2)$$

所以一维概率密度

$$f(x;t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi \frac{AW}{2\pi}}} e^{-\frac{x^2}{2 \cdot \frac{AW}{2\pi}}} = \frac{1}{\sqrt{AW}} e^{-\frac{\pi x^2}{AW}} = \frac{1}{\sqrt{AW}} e^{-\frac{\pi x^2(t)}{AW}}$$

(2) 又因为 X(t) 的功率谱关于中心频率 ω_0 偶对称, $S_{qi}(\omega)=0$

$$\mathbb{P} \qquad R_{qi}(\tau) = E[i(t_1)q(t_2)] = 0$$

所以i(t),q(t)彼此正交,做为零均值的高斯信号也彼此独立,且

$$E[X(t)] = E[i(t)] = E[q(t)] = 0, \ \sigma_X^2 = \sigma_i^2 = \sigma_q^2 = \frac{AW}{2\pi}$$

$$f_{iq}(i,q;t_1,t_2) = f_i(i,t_1)f_q(q,t_2)$$

$$= \frac{1}{2\pi\sigma_X^2} e^{\frac{(i^2+q^2)}{2\sigma_X^2}} = \frac{1}{AW} e^{\frac{\pi(i^2+q^2)}{AW}}$$

$$= \frac{1}{AW} \exp\left(-\frac{\pi(i^2(t_1) + q^2(t_2))}{AW}\right)$$

6.8 对于窄带平稳随机过程 $x(t) = i(t)\cos\omega_0 t - q(t)\sin\omega_0 t$,若其均值 为零,功率谱密度为

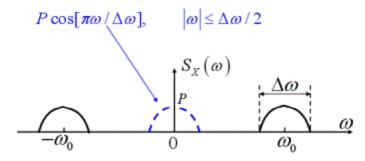
$$S_{x}(\omega) = \begin{cases} P\cos[\pi(\omega - \omega_{0})/\Delta\omega], & |\omega - \omega_{0}| \leq \Delta\omega/2 \\ P\cos[\pi(\omega + \omega_{0})/\Delta\omega], & |\omega + \omega_{0}| \leq \Delta\omega/2 \\ 0, & \sharp \dot{\Xi} \end{cases}$$

式中 $P,\Delta\omega$ 及 $\omega_0 >> \Delta\omega$ 都是正实常数。试求

- (1) x(t)的平均功率;
- (2) *i(t*)的功率谱密度:
- (3) 互相关函数 $R_{iq}(\tau)$ 或互谱密度 $S_{iq}(\omega)$;
- (4) i(t)与 q(t)是否正交或不相关?

解:

$$S_{x}(\omega) = \begin{cases} P\cos[\pi(\omega - \omega_{0})/\Delta\omega], & \left|\omega - \omega_{0}\right| \leq \Delta\omega/2 \\ P\cos[\pi(\omega + \omega_{0})/\Delta\omega], & \left|\omega + \omega_{0}\right| \leq \Delta\omega/2 \\ 0, & \sharp \dot{\Xi} \end{cases}$$



(1) x(t) 的平均功率:

$$P_{N} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S_{X}(\omega) d\omega = \frac{1}{2\pi} \cdot 2 \int_{-\frac{\Delta\omega}{2}}^{\frac{\Delta\omega}{2}} P\cos(\pi\omega t \Delta\omega) d\omega = \frac{2P \cdot \Delta\omega}{\pi^{2}}$$

(2) x(t) 是零均值平稳窄带随机信号,所以有:

$$\begin{split} S_{i}\left(\omega\right) &= S_{q}\left(\omega\right) = \begin{cases} S_{X}\left(\omega + \omega_{0}\right) + S_{X}\left(\omega - \omega_{0}\right), \ \left|\omega\right| \leq \omega_{0} \\ 0, \ other \end{cases} \\ &= \begin{cases} 2P\cos\left(\frac{\pi\omega}{\Delta\omega}\right), \ \left|\omega\right| \leq \frac{\Delta\omega}{2} \\ 0, \ other \end{cases} \end{split}$$

(3) 互相关函数 $R_{iq}(au)$ 或互谱密度 $S_{iq}(\omega)$

因为 $S_X(\omega)$ 是关于 ω_0 偶对称,故互谱密度 $S_{iq}(\omega)$ 为 0,互相关函数 $R_{iq}(\tau)$ 也为 0

(4) 由 $R_{iq}(\tau) = 0$, 所以 i(t) 与 q(t) 任意时刻正交。因为 i(t) 与 q(t) 是

6.9

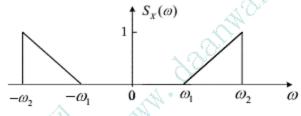
6.10

6.11 已知零均值窄带平稳噪声 $X(t) = A(t)\cos \omega_0 t - B(t)\sin \omega_0 t$ 的功率谱密度如题图 6.11 所示。画出下列情况下随机过程 A(t), B(t) 各自的功率谱密度:

(1)
$$\omega_0 = \omega_1$$
 (2) $\omega_0 = \omega_2$

(3)
$$\omega_0 = (\omega_1 + \omega_2)/2$$

判断上述各种情况下,过程A(t),B(t)是否互不相关。



题图 6.11

解:

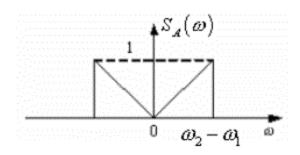
因为X(t)是零均值平稳窄带随机信号,所以有:

$$S_{A}(\omega) = S_{B}(\omega) = \begin{cases} S_{x}(\omega + \omega_{0}) + S_{x}(\omega - \omega_{0}) & |\omega| < \omega_{0} \\ 0 & \text{#$\dot{\Xi}$} \end{cases}$$

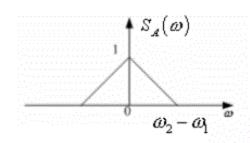
$$S_{BA}(\omega) = -S_{AB}(\omega) = \begin{cases} j[S_x(\omega - \omega_0) - S_x(\omega + \omega_0)] & |\omega| < \omega_0 \\ 0 & \text{ if } \Xi \end{cases}$$

功率谱图形如下:

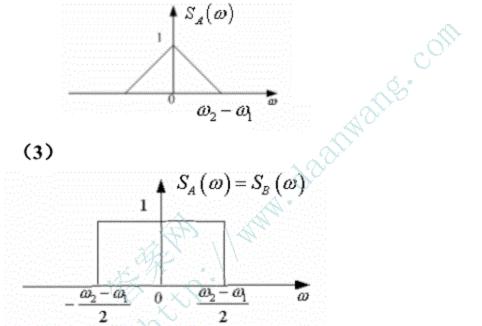
(1)



(2)



(3)



由于X(t)的功率谱不以中心频率 ω_0 偶对称,所以互功率谱密度 $S_{BA}(\omega)$ 在三种情况下都不为 0, 即 $R_{BA}(\tau) \neq 0$, 所以 A(t), B(t)非正交,相关.

但作为带通信号,其 $R_{BA}(0)=0$, 所以 A(t), B(t) 在同一时刻正交, 互不相关.

6.14 同步检波器如下题图 6.13 所示,输入X(t)为窄带平稳噪声,它的自相关函数为

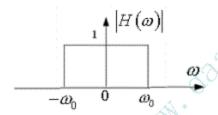
$$R_X(\tau) = \sigma_X^2 e^{-\beta|\tau|} \cos \omega_0 \tau$$
, $\beta \ll \omega_0$.

若另一输入 $Y(t) = A\sin(\omega_0 t + \theta)$,其中A为常数, θ 服从 $(0,2\pi)$ 上的均匀分布,且与X(t)独立。求检波器输出Z(t)的平均功率。



题图 6.14

理想 LPF:



解:因为X(t)为窄带平稳噪声,且

$$R_X(\tau) = \sigma_X^2 e^{-\beta|\tau|} \cos \omega_0 \tau$$

$$E[Y(t)] = AE[\sin(\omega_0 t + \theta)] = 0$$

$$R_{Y}(t_{1},t_{2}) = E[Y(t_{1})Y(t_{2})] = E[A^{2}\sin(\omega_{0}t_{1}+\theta)\sin(\omega_{0}t_{2}+\theta)]$$
$$= \frac{A^{2}}{2}E[\cos\omega_{0}\tau - \cos(\omega_{0}t_{1}+\omega_{0}t_{2}+\theta)] = \frac{A^{2}}{2}\cos\omega_{0}\tau$$

所以 Y(t)也广义平稳

$$M(t) = X(t)Y(t)$$

$$\begin{split} E\big[M(t)\big] &= E\big[X(t)Y(t)\big] = 0 \\ R_M\left(t_1,t_2\right) &= E\big[M(t_1)M(t_2)\big] = E\big[X(t_1)Y(t_1)X(t_2)Y(t_2)\big] = R_X\left(\tau\right) \cdot R_Y\left(\tau\right) \end{split}$$
所以,

$$\begin{split} R_{M}\left(\tau\right) &= \sigma_{X}^{2} e^{-\beta|\tau|} \cos \omega_{0} \tau \cdot \frac{A^{2}}{2} \cos \omega_{0} \tau \\ &= \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} e^{-\beta|\tau|} \left[1 + \cos 2\omega_{0} \tau \right] \\ S_{M}\left(\omega\right) &= \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} \cdot \frac{1}{2\pi} \cdot \frac{2\beta}{\omega^{2} + \beta^{2}} * \left[2\pi\delta\left(\omega\right) + \pi\left(\delta\left(\omega + 2\omega_{0}\right) + \delta\left(\omega - 2\omega_{0}\right)\right) \right] \\ &= \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} \cdot \frac{2\beta}{\omega^{2} + \beta^{2}} + \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} \cdot \frac{1}{2} \cdot \left[\frac{2\beta}{\left(\omega + 2\omega_{0}\right)^{2} + \beta^{2}} + \frac{2\beta}{\left(\omega - 2\omega_{0}\right)^{2} + \beta^{2}} \right] \end{split}$$

低通后(单位增益的理想低通滤波器):

$$S_{Z}(\omega) = S_{M}(\omega) \cdot \left| H_{LPF}(\omega) \right|^{2} = \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} \cdot \frac{2\beta}{\omega^{2} + \beta^{2}}$$

$$R_{Z}(\tau) = \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4} \cdot e^{-\beta|\tau|} \quad \rightarrow \quad R_{Z}(0) = \frac{A^{2} \sigma_{X}^{2}}{4}$$