

【例 2-1】 试求下列两种分布的数学期望 m 和方差 σ^2 。

(1) 均匀分布

$$p(x) = \begin{cases} \frac{1}{2a} & -a \leq x < a \\ 0 & x < -a, x \geq a \end{cases}$$

(2) 瑞利分布

$$p(x) = \frac{2x}{b} e^{-\frac{x^2}{b}} \quad x \geq 0$$

解: (1) 均匀分布时

$$m = E(X) = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x)dx = \int_{-a}^a x \frac{1}{2a} dx = 0$$

$$\sigma^2 = D(X) = E(X^2) - E^2(X) = E(X^2)$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} x^2 p(x)dx = \int_{-a}^a x^2 \frac{1}{2a} dx = \frac{1}{3} a^2$$

(2) 瑞利分布时

$$m = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x)dx = \frac{2}{b} \int_0^{\infty} x^2 e^{-\frac{x^2}{b}} dx = -\int_0^{\infty} xd(e^{-\frac{x^2}{b}})$$

$$= -xe^{-\frac{x^2}{b}} \Big|_0^{\infty} + \int_0^{\infty} e^{-\frac{x^2}{b}} dx = \int_0^{\infty} e^{-\frac{x^2}{b}} dx = \frac{1}{2} \sqrt{\pi b}$$

$$\sigma^2 = E(X^2) - E^2(X) = \int_{-\infty}^{\infty} x^2 p(x)dx - m^2$$

令 $y = \frac{x^2}{b}$, 则式中, $\int_{-\infty}^{\infty} x^2 p(x)dx = b \int_0^{\infty} ye^{-y} dy = -b \int_0^{\infty} yd(e^{-y}) = -bye^{-y} \Big|_0^{\infty} + b \int_0^{\infty} e^{-y} dy$

$$= b \int_0^{\infty} e^{-y} dy = -be^{-y} \Big|_0^{\infty} = b$$

说明: 本例目的在于: 熟悉数学期望和方差的积分计算; 熟悉变量置换和分部积分技巧。

【例 2-2】 已知一随机过程 $z(t) = m(t)\cos(\omega_0 t + \theta)$, $m(t)$ 是广义随机过程。载频的相位

θ 在 $(0, 2\pi)$ 上为均匀分布, 设 $m(t)$ 与 θ 是统计独立的, 且 $m(t)$ 的自相关函数 $R_m(\tau)$ 为

$$R_m(\tau) = \begin{cases} 1 + \tau, & -1 < \tau < 0 \\ 1 - \tau, & 0 \leq \tau < 1 \\ 0, & \text{其它 } \tau \end{cases}$$

(1) 证明 $z(t)$ 是广义平稳的;

(2) 绘出自相关函数 $R_z(\tau)$ 的波形;

(3) 求功率密度 $P_z(\omega)$ 及功率 S 。

解: (1) 由题意可知, $m(t)$ 的数学期望为常数; $f(\theta) = \frac{1}{2\pi}, (0 \leq \theta \leq 2\pi)$, 则

$$\begin{aligned} E[z(t)] &= E[m(t)\cos(\omega_0 t + \theta)] \\ &= E[m(t)] \cdot \int_0^{2\pi} \cos(\omega_0 t + \theta) \frac{1}{2\pi} d\theta \\ &= 0 \\ R_z(t_1, t_2) &= E[z(t_1)z(t_2)] = E[m(t_1) \cdot \cos(\omega_0 t_1 + \theta) \cdot m(t_2) \cdot \cos(\omega_0 t_2 + \theta)] \\ &= E[m(t_1) \cdot m(t_2)] \cdot E[\cos(\omega_0 t_1 + \theta) \cdot \cos(\omega_0 t_2 + \theta)] \\ &= R_m(\tau) \cdot E\left\{\frac{1}{2} \cos[2\theta + \omega_0(t_1 + t_2)] + \frac{1}{2} \cos \omega_0(t_1 - t_2)\right\} \\ &= R_m(\tau) \cdot \left\{E\left[\frac{1}{2} \cos[2\theta + \omega_0(t_1 + t_2)]\right] + E\left[\frac{1}{2} \cos \omega_0(t_1 - t_2)\right]\right\} \\ &= R_m(\tau) \cdot \left[0 + \frac{1}{2} \cos \omega_0(t_1 - t_2)\right] = R_m(\tau) \cdot \frac{1}{2} \cos \omega_0 \tau \\ &= R_z(\tau) \end{aligned}$$

可见, $z(t)$ 均值与 t 无关, 自相关函数只与时间间隔 τ 有关, 故 $z(t)$ 广义平稳。

$$(2) \quad R_z(\tau) = \frac{1}{2} R_m(\tau) \cos \omega_0 \tau$$

$$= \begin{cases} \frac{1}{2}(1+\tau) \cos \omega_0 \tau, & -1 < \tau < 0 \\ \frac{1}{2}(1-\tau) \cos \omega_0 \tau, & 0 \leq \tau < 1 \\ 0, & \text{其它 } \tau \end{cases}$$

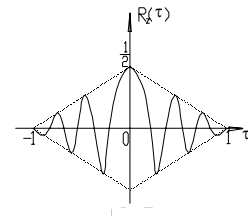


图 2-1 例 2-2 图

其波形如图 2-5 所示。

(3) $\because z(t)$ 广义平稳, \therefore 其功率谱密度 $P_z(\omega) \Leftrightarrow R_z(\tau)$ 。由图 2-1 可见, $R_z(\tau)$ 的波形可视为一余弦函数与一三角波的乘积, 因此

$$\begin{aligned} P_z(\omega) &= \frac{1}{2\pi} \cdot \pi [\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0)] * \frac{1}{2} Sa^2\left(\frac{\omega}{2} \cdot 1\right) \\ &= \frac{1}{4} \left[Sa^2\left(\frac{\omega + \omega_0}{2}\right) + Sa^2\left(\frac{\omega - \omega_0}{2}\right) \right] \\ S &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} P_z(\omega) d\omega = \frac{1}{2} \end{aligned}$$

或
$$S = R_z(0) = \frac{1}{2}$$