信号检测与估值

段江涛 机电工程学院



2019年9月

1/21

ch2. Example





段江涛 信号检测与估值 2019年9月 2/21

均匀分布随机变量 x 的均值 μ_x 和方差 σ_x^2

Example

求如图均匀分布随机变量 x 的均值 μ_x 和方差 σ_x^2 。



均匀分布随机变量 x 的均值 μ_x 和方差 σ_x^2

解: 随机变量x的概率密度函数p(x)为

$$p(x) = \begin{cases} \frac{1}{b-a}, & a \le x \le b \\ 0, & 其他 \end{cases}$$

根据随机变量均值的定义,有

$$\mu_x = E(x) = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x)dx = \int_a^b \frac{1}{b-a}xdx = \frac{a+b}{2}$$

根据随机变量方差的定义,有

$$\sigma_x^2 = E[(x - \mu_x)^2] = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \mu_x)^2 p(x) dx = \int_a^b \left(x - \frac{a+b}{2} \right)^2 \frac{1}{b-a} dx$$
$$= \frac{(b-a)^2}{12}$$

江涛 信号检测与估值

高斯变量的线性组合仍然是高斯随机变量

Example

设随机变量 y 与 x 之间为线性关系 y = ax + b, a, b 为常数, 且 $a \neq 0$ 。已知随机变量 x 服从高斯分布, 即

$$p(x) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_x^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(x-\mu_x)^2}{2\sigma_x^2}\right]$$

证明随机变量 y 是服从均值为 $a\mu_x + b$, 方差为 $a^2\sigma_x^2$ 的高斯分布。

段江涛 信号检测与估值

2019年9月

Proof.

证法 I: 雅可比变换法

因为
$$y = ax + b$$

所以, 反函数为 $x = \frac{y - b}{a}$

且有 $\frac{dx}{dy} = \frac{1}{a}$

于是,由一维雅可比变换,得
$$p(y) = \left(\frac{1}{2\pi\sigma_x^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(\frac{y-b}{a} - \mu_x)^2}{2\sigma_x^2}\right] \left|\frac{1}{a}\right|$$

$$= \left(\frac{1}{2\pi a^2 \sigma^2}\right)^{1/2} \exp\left[-\frac{(y - (a\mu_x + b))^2}{2a^2 \sigma^2}\right]$$

所以, 随机变量 y 是服从均值为 $a\mu_x + b$, 方差为 $a^2\sigma_x^2$ 的高斯分布。

段江涛

证法 II: 利用高斯随机变量的特性来证明

因为 v = ax + b

是高斯随机变量x的线性变换,所以y仍然是高斯随机变量。

其均值 μ_y 和方差 σ_v^2 分别为

$$\mu_{y} = E(y) = E(ax + b) = aE(x) + b$$

$$= a\mu_{x} + b$$

$$\sigma_{y}^{2} = E[(y - \mu_{y})^{2}] = E[(ax + b - a\mu_{x} - b)^{2}]$$

$$= a^{2}E[(x - \mu_{x})^{2}]$$

$$= a^{2}\sigma_{x}^{2}$$

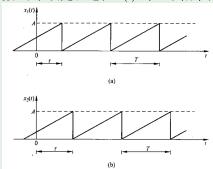
所以, 随机变量 y 是服从均值为 $a\mu_x + b$, 方差为 $a^2\sigma_x^2$ 的高斯分布。

段江涛 信号检测与估值 2019年9月

周期性锯齿波

Example

设随机过程的样本函数是周期性的锯齿波,下图是它的两个样本函数。各样本函数具有相同的波形,其区别在于锯齿波的起点位置不同。设在 t=0 后的第一个值位于 τ,τ 是一个随机变量,它在 (0,T) 上服从均匀分布。若锯齿波的幅度为常数 A, 求该随机过程 x(t) 的一维概率密度函数。



解:因为是周期性锯齿波,所以只需求出一个周期的概率密度函数。在一个周期内,随机信号为

$$x(t) = \frac{A}{T}(t+T-\tau), \quad t-T \le t \le \tau$$

其反函数 τ 为

$$\tau = T - \frac{T}{A}x(t) + t, \quad 0 \le \tau \le T, 0 \le x \le A$$

因为随机变量 τ 在 (0,T) 上脉冲均匀分布,即

$$p(\tau) = \begin{cases} \frac{1}{T}, & 0 \le \tau \le T \\ 0, & 其它 \end{cases}$$

所以,由一维雅可比变换,得

$$p(x;t) = p[\tau = h(x)] \left| \frac{d\tau}{dx} \right|$$

$$= \begin{cases} \frac{1}{T} \frac{T}{A} \\ 0 \end{cases} = \begin{cases} \frac{1}{A}, & 0 \le x \le A \\ 0, & 其它 \end{cases}$$

· 持 信号检测与估值

Example

设随机过程 x(t) 的均值为 $\mu_x(t)$, 自相关函数为 $r_x(t_j, t_k)$ 。若有随机过程 y(t) = a(t)x(t) + b(t), 其中 a(t), b(t) 是确知函数。求随机过程 y(t) 的均值和自相关函数。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

解:

由均值定义 $E[x(\xi)] \stackrel{def}{=} \mu_x = \int_{-\infty}^{\infty} x p(x) dx$ 知:

确知函数 a(t) 的均值:

$$E[a(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} a(t)p(x)dx$$

$$= a(t) \int_{-\infty}^{\infty} p(x)dx \qquad \text{by } a(t) 是常数$$

$$= a(t) \cdot 1 \qquad \qquad by \int_{-\infty}^{\infty} p(x)dx = 1$$

$$= a(t)$$

结论: 确知函数 a(t) 的均值 E[a(t)] = a(t)

解(续):随机过程 y(t) 的均值为:

$$\mu_y = E[y(t)] = E[a(t)x(t) + b(t)] = E[a(t)x(t)] + E[b(t)]$$

= $a(t)E[x(t)] + b(t) = a(t)\mu_x + b(t)$

随机过程 y(t) 的自相关函数为:

$$\begin{split} r_{y}(t_{j},t_{k}) &= E[y(t_{j})y(t_{k})] \\ &= E[(a(t_{j})x(t_{j}) + b(t_{j}))(a(t_{k})x(t_{k}) + b(t_{k}))] \\ &= a(t_{j})a(t_{k})E[x(t_{j})x(t_{k})] + a(t_{j})b(t_{k})E[x(t_{j})] \\ &+ b(t_{j})a(t_{k})E[x(t_{k})] + b(t_{j})b(t_{k}) \\ &= a(t_{j})a(t_{k})r_{x}(t_{j},t_{k}) + a(t_{j})b(t_{k})\mu_{x}(t_{j}) + b(t_{j})a(t_{k})\mu_{x}(t_{k}) + b(t_{j})b(t_{k}) \end{split}$$

其中:
$$,r_x(t_j,t_k)=E[x(t_j)x(t_k)],\mu_x(t_j)=E[x(t_j)],\mu_x(t_k)=E[x(t_k)]$$

段江涛

平稳随机过程随着间隔的增大, 采样之间的相关性减小

Example

对于平稳随机过程 x(t), 随着间隔 τ 的增大, 随机过程采样之间的相关性减小, 即满足

$$\lim_{\tau\to\infty}c_x(\tau)=0$$

证明: (1)
$$r_x(\infty) = \mu_x^2$$
; (2) $r_x(0) - r_x(\infty) = \sigma_x^2$

段江涛

Proof

(1) 因为

$$r_x(\tau) = c_x(\tau) + \mu_x^2$$

所以

$$\lim_{\tau \to \infty} r_x(\tau) = \lim_{\tau \to \infty} c_x(\tau) + \mu_x^2$$

当

$$\lim_{\tau\to\infty}c_x(\tau)=0$$

时,有

$$\lim_{\tau \to \infty} r_x(\tau) = r_x(\infty) = \mu_x^2$$

(2) 因为

$$r_x(0) = E[x(t)x(t)] = E[x^2(t)]$$

而

$$r_x(\infty) = \mu_x^2$$

于是

$$r_x(0) - r_x(\infty) = E[x^2(t)] - \mu_x^2 = \sigma_x^2$$

Example

假定平稳随机过程 x(t) 是周期的, 周期为 T, 即

$$x(t) = x(t+T)$$

证明其自相关函数 $r_x(\tau)$ 也是以 T 为周期的,即

$$r_{x}(\tau) = r_{x}(\tau + T)$$

Proof.

因为

$$r_x(\tau) = E[x(t)x(t+\tau)]$$

$$= E[x(t)x(t+\tau+T)] \qquad \text{by } x(t+\tau) = x(t+\tau+T)$$

$$= r_x(\tau+T)$$

所以, 自相关函数 $r_x(\tau)$ 也是以 T 为周期的。

段江涛 信号检测与估值 2019 年 9 月

联合平稳的随机过程

Example

设x(t)和y(t)是联合平稳的随机过程,试证明:

1
$$r_{xy}(\tau) = r_{yx}(-\tau), c_{xy}(\tau) = c_{yx}(-\tau)$$

$$|r_{xy}(\tau)|^2 \le r_x(0)r_y(0)$$

3
$$|\rho_{xy}(\tau) \le 1$$

Proof.

0

$$r_{xy}(\tau) = E[x(t)y(t+\tau)] = E[y(t+\tau)x(t)] = r_{xy}(-\tau)$$

$$c_{xy}(\tau) = E[(x(t) - \mu_{x}(t))(y(t+\tau) - \mu_{y}(t+\tau))]$$

$$= E[(y(t+\tau) - \mu_{y}(t+\tau))(x(t) - \mu_{x}(t))]$$

$$= c_{yx}(-\tau)$$

2

$$|r_{xy}(\tau)|^2 = |E[x(t)y(t+\tau)]|^2 \le (E|x(t)y(t+\tau)|)^2$$

$$\le E|x(t)|^2 E|y(t+\tau)|^2 = r_x(0)r_y(0)$$

段江涛 信号检测与估值

联合平稳的随机过程

Proof.

3 因为

$$|c_{xy}(\tau)|^2 = |E[(x(t) - \mu_x(t))(y(t+\tau) - \mu_y(t+\tau))]|^2$$

$$\leq E|(x(t) - \mu_x(t))|^2 E|(y(t+\tau) - \mu_y(t+\tau))|^2$$

$$= c_x(0)c_y(0) = \sigma_x^2 \sigma_y^2$$

所以

$$|c_{xy}(\tau)| \leq \sigma_x \sigma_y$$

从而得

$$|\rho_{xy}(\tau)| = \frac{|c_{xy}(\tau)|}{\sigma_x \sigma_y} \le 1$$

]

雷达回波信号

Example

设 s(t) 是雷达的发射信号,遇到目标后的反射信号为 $as(t-t_0), t_0$ 是信号返回的 延迟时间。如果回波信号中伴有加性噪声 n(t),则接收到的信号为

$$x(t) = as(t - t_0) + n(t)$$

- **①** 假定 s(t) 和 n(t) 是平稳相关的, 试求互相关函数 $r_{sx}(\tau)$ 。
- ② 如果噪声 n(t) 的均值为零, 且与 s(t) 相互统计独立, 试求互相关函数 $r_{sx}(\tau)$ 。

解:

① 假定 s(t) 和 n(t) 是平稳相关的, 试求互相关函数 $r_{sx}(\tau)$ 。

$$r_{sx}(\tau) = E[s(t)x(t+\tau)]$$

$$= E[s(t)(as(t-t_0+\tau) + n(t+\tau)))] \quad \text{by } x(t) = as(t-t_0) + n(t)$$

$$= aE[s(t)s(t-t_0+\tau)] + E[s(t)n(t+\tau)]$$

$$= ar_s(\tau-t_0) + r_{sn}(\tau)$$

② 如果噪声 n(t) 的均值为零, 且与 s(t) 相互统计独立, 试求互相关函数 $r_{sx}(\tau)$ 。

$$r_{sx}(\tau) = E[s(t)x(t+\tau)]$$

$$= E[s(t)(as(t-t_0+\tau)+n(t+\tau)))] \qquad \text{by } x(t) = as(t-t_0)+n(t)$$

$$= aE[s(t)s(t-t_0+\tau)]+E[s(t)n(t+\tau)] \qquad$$
相互统计独立
$$= aE[s(t)s(t-t_0+\tau)]+E[s(t)]E[n(t+\tau)] \qquad$$
确知信号 $s(t)$ 看作常数, $E[s(t)] = s(t)$

$$= aE[s(t)s(t-t_0+\tau)]+s(t)E[n(t+\tau)] \qquad \text{by } E[n(t)] = 0$$

$$= ar_s(\tau-t_0)$$

欢迎批评指正!