



## 通信原理

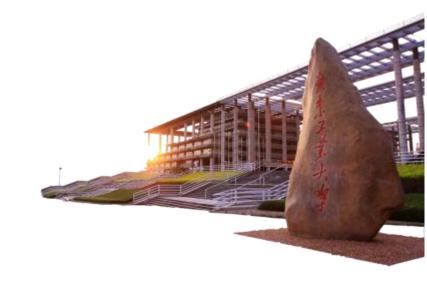
#### 第二章 随机过程



### 目录



- 2.1 随机过程
- 2.2 平稳过程
- 2.3 平稳随机过程与线性时不变确定系统
- 2.4 高斯过程
- 2.5 窄带高斯过程
- 2.6 正弦波随机过程加窄带高斯噪声







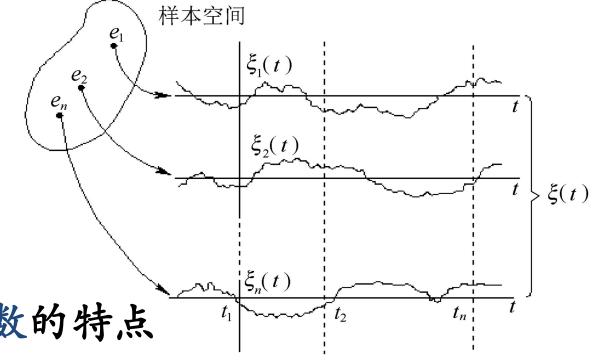
#### 重点

随机过程的定义 平稳随机过程的特点 高斯随机过程的性质 高斯白噪声 随机过程通过线性系统时,输出和输入的关系

5关系



- 2.1.1 随机过程的定义
- 定义:
- 1) 所有样本函数 $\xi_i(t)$ 的集合
- 2) 随机变量 $\xi(t)$ 的集合



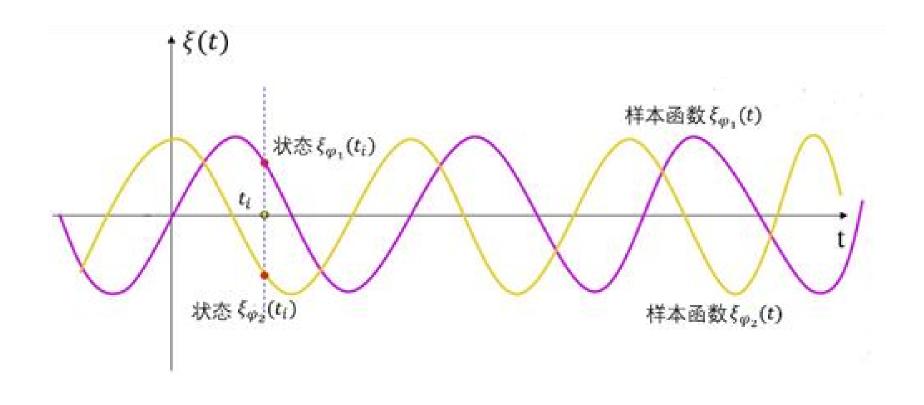
•属性:兼有随机变量和时间函数的特点

即随机变量 \( \xi \) 在时间上的连续变化 \( \text{8 2.1 随机试验样本函数的总体} \)

•特性描述:分布函数、数字特征



例: 具有随机初始相位的余弦信号 $\xi(t) = A\cos(\omega_0 t + \theta)$ , 其中 $A \pi \omega_0$ 均为正常数,初始相位 $\theta$ 是在 $(-\pi,\pi)$ 上服从均匀分布的随机变量, $\xi(t)$ 就是一个随机过程。





#### 2.1.2 随机过程的统计描述

#### • 一维分布函数和概率密度函数

$$F_1(x,t) = P[\xi(t) \leq x]$$

$$F_1(x,t)=P[\xi(t) \leqslant x]$$
 注: 一般记法为 $F(x_1,t_1)=P[\xi(t_1) \leqslant x_1]$ 

$$f_1(x,t) = \frac{\partial F_1(x,t)}{\partial x}$$

#### 性质:

$$\begin{cases} 0 \le F_1(x,t) \le 1 \\ F_1(-\infty,t) = 0, F_1(+\infty,t) = 1 \\ x_2 > x_1, F_1(x_1,t) > F_1(x_2,t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} f_1(x,t) \ge 0 \\ F_1(x,t) = \int_{-\infty}^x f_1(x',t) dx' \end{cases}$$

$$P[a_1 \le \xi(t) \le a_2] = \int_{a_1}^{a_2} f_1(x,t) dx$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f_1(x,t) dx = 1$$



• 二维分布函数和概率密度函数

$$F_2(x_1,x_2;t_1,t_2,) = P\{\xi(t_1) \leq x_1,\xi(t_2) \leq x_2\}$$
 
$$f_2(x_1,x_2;t_1,t_2) = \frac{\partial^2 F_2(x_1,x_2;t_1,t_2)}{\partial x_1 \cdot \partial x_2}$$
 • n维分布函数和概率密度函数

$$F_{n}(x_{1}, x_{2}, \dots, x_{n}; t_{1}, t_{2}, \dots t_{n})$$

$$= P \{ \xi(t_{1}) \leq x_{1}, \xi(t_{2}) \leq x_{2}, \dots, \xi(t_{n}) \leq x_{n} \}$$

$$f_{n}(x_{1}, x_{2}, \dots, x_{n}; t_{1}, t_{2}, \dots, t_{n})$$

$$= \frac{\partial^{n} F_{n}(x_{1}, x_{2}, \dots, x_{n}; t_{1}, t_{2}, \dots, t_{n})}{\partial x_{1} \partial x_{2} \dots \partial x_{n}}$$

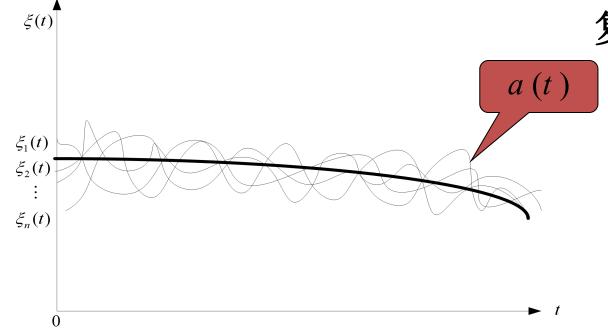
维数越大,对随机过程统计特性的描述就越充分!



#### 2.1.3 随机过程的数字特征

#### 1. 数学期望(均值)--摆动中心

$$E[\xi(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} x f_1(x,t) dx = a(t)$$
 ---t的确定函数



复习: 随机变量数学期望的性质:

$$E[C] = C$$

$$E[aX_1 + bX_2] = aE[X_1] + bE[X_2]$$

若独立,
$$E[X_1 \bullet X_2] = E[X_1] \bullet E[X_2]$$



#### 2. 方差--偏离数学期望的程度

$$D[\xi(t)] = E\{ [\xi(t) - a(t)]^{2} \}$$

$$= E[\xi^{2}(t) - 2a(t)\xi(t) + a^{2}(t)]$$

$$= E[\xi^{2}(t)] - 2a(t)E[\xi(t)] + a^{2}(t)$$

$$= E[\xi^{2}(t)] - a^{2}(t)$$

$$= \sigma^{2}(t)$$



复习: 随机变量方差的性质:

$$D[C] = 0$$
 常数的方差为0

$$D[CX] = C^2D[X], D[C + X] = D[X]$$

对于两个随机变量 $X_1$ 、 $X_2$ ,有:

$$D[aX_1 + bX_2] = a^2D[X_1] + b^2D[X_2] + 2abCov[X_1, X_2]$$

对于两个不相关随机变量 $X_1$ 、 $X_2$ ,有:

$$D[aX_1 + bX_2] = a^2D[X_1] + b^2D[X_2]$$



期望、方差只能反映孤立时刻的数字特性,不能反映不同时刻的内在联系

3. 自相关函数--反映不同时刻随机过程取值的相关性

$$R(t_1, t_2) = E[\xi(t_1)\xi(t_2)] = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} x_1 x_2 f_2(x_1, x_2; t_1, t_2) dx_1 dx_2$$

4. 自协方差函数--反映不同时刻随机过程取值的统计相关性

$$C(t_1, t_2) = E\{ [\xi(t_1) - a(t_1)] [\xi(t_2 - a(t_2))] \}$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} [x_1 - a(t_1)] [x_2 - a(t_2)] f_2(x_1, x_2; t_1, t_2) dx_1 dx_2$$



5. 互相关函数--不同过程的关联程度

$$R_{\xi\eta}(t_1,t_2) = E[\xi(t_1)\eta(t_2)]$$

6. 互协方差函数

$$C_{\xi\eta}(t_1,t_2) = E\{ [\xi(t_1) - a_{\xi}(t_1)] [\eta(t_2 - a_{\eta}(t_2)] \}$$

从以上可见,随机过程的数字特征都与时刻 $t_1, t_2, ...$ 有关。



#### 2.2.1 平稳随机过程的定义

定义: 平稳过程的任意n维概率密度函数满足

$$f_n(x_1, x_2, \dots, x_n; t_1, t_2, \dots, t_n) = f_n(x_1, x_2, \dots, x_n; t_1 + \Delta t, t_2 + \Delta t, \dots, t_n + \Delta t)$$
 (2. 15)

即统计特性与起点无关(不随时间的推移而变化)。

> 一维分布则与时间t无关:

$$f_1(x;t) = f_1(x;t + \Delta t) = f_1(x)$$

> 二维分布只与时间间隔τ有关:

$$f_2(x_1, x_2; t_1, t_2) = f_2(x_1, x_2; t_1 + \Delta t, t_2 + \Delta t) = f_2(x_1, x_2; \tau)$$



>均值与时间t无关:

$$a(t) = E[\xi(t)] = \int_{-\infty}^{\infty} x f_1(x) dx = a$$
 (2. 18)

> 相关函数只与时间间隔t有关:

$$R(t_1, t_2) = E[\xi(t_1)\xi(t_1 + \tau)] = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} x_1 x_2 f_2(x_1, x_2; \tau) dx_1 dx_2 = R(\tau)$$
(2. 19)

满足式2.15为强平稳(狭义平稳),满足2.18、2.19为弱平稳(广义平稳)。通信系统中的信号与噪声,一般为(弱)平稳过程。



例2.2判断例2.1中的随机过程 $\xi(t) = A\cos(\omega_0 t + \theta)$ 是否平稳。

#### 【解】先求ξ(t)的数学期望和相关函数

$$a(t) = E[\xi(t)] = \int_0^{2\pi} A\cos(\omega_c t + \theta) \frac{1}{2\pi} d\theta$$

$$= \frac{A}{2\pi} \int_0^{2\pi} (\cos \omega_c t \cos \theta - \sin \omega_c t \sin \theta) d\theta$$

$$= \frac{A}{2\pi} [\cos \omega_c t \int_0^{2\pi} \cos \theta d\theta - \sin \omega_c t \int_0^{2\pi} \sin \theta d\theta]$$
$$= 0$$



#### 自相关函数

$$\begin{split} R(t_1, t_2) &= E[\xi(t_1)\xi(t_2)] \\ &= E[A\cos(\omega_c t_1 + \theta) \cdot A\cos(\omega_c t_2 + \theta)] \\ &= \frac{A^2}{2} E\{\cos\omega_c (t_2 - t_1) + \cos[\omega_c (t_2 + t_1) + 2\theta]\} \\ &= \frac{A^2}{2} \cos\omega_c (t_2 - t_1) + \frac{A^2}{2} \int_0^{2\pi} \cos[\omega_c (t_2 + t_1) + 2\theta] \frac{1}{2\pi} d\theta \\ &= \frac{A^2}{2} \cos\omega_c (t_2 - t_1) \end{split}$$
**令**  $t_2 - t_1 = \tau$ , 得到
$$R(t_1, t_2) = \frac{A^2}{2} \cos\omega_c \tau = R(\tau)$$

可见, ξ(t)的数学期望为常数,而自相关函数与t 无关,只与时间间隔τ 有关,所以ξ(t)是广义平稳过程。



例:已知X(t),Y(t)都是统计独立的平稳随机过程,均值分别为 $a_X$ 和 $a_Y$ , 自相关函数分别为 $R_X(\tau)$ , $R_Y(\tau)$ , Z(t)=X(t)+Y(t)是否平稳?

解:  $E[Z(t)] = E[X(t) + Y(t)] = E[X(t)] + E[Y(t)] = a_X + a_y$ 故Z(t)的期望为常数。

$$\begin{split} R_z(t,t+\tau) &= E[Z(t)Z(t+\tau)] = E\big\{ [X(t)+Y(t)][X(t+\tau)+Y(t+\tau)] \big\} \\ &= E[X(t)X(t+\tau)+X(t)Y(t+\tau)+Y(t)X(t+\tau)+Y(t)Y(t+\tau)] \\ &= E[X(t)X(t+\tau)] + E[X(t)Y(t+\tau)] + E[Y(t)X(t+\tau)] + E[Y(t)Y(t+\tau)] \\ &= E[X(t)X(t+\tau)] + 2E[X(t)]E[Y(t)] + E[Y(t)Y(t+\tau)] \\ &= R_X(\tau) + 2a_x a_y + R_Y(\tau) \end{split}$$

可见, Z(t)自相关函数只与时间间隔有关。综上, Z(t)平稳



#### 2.2.2 各态历经性(遍历性)

定义:设x(t)是平稳过程 $\xi(t)$ 的任一实现,它的时间平均值:

$$\overline{a} = \overline{x(t)} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt$$

$$\overline{R(\tau)} = \overline{x(t)x(t+\tau)} = \lim_{T\to\infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t)x(t+\tau)dt$$

若遍历则: 
$$\begin{cases} a = \overline{a} \\ R(\tau) = \overline{R(\tau)} \end{cases}$$

- 意义: ◆ 统计平均值=时间平均值(替代)
  - ◆ 使计算大为简化



例2.3 判断例2.1中的随机过程 $\xi(t) = A\cos(\omega_0 t + \theta)$ 是否具有各态历经性。

【解】由例2.2已经求得ξ(t)的统计平均值:

$$a(t) = E[\xi(t)] = 0$$

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

各态历经性考查: 求ξ(t)的时间平均值

$$\overline{a} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} A \cos(\omega_c t + \theta) dt = 0$$



$$\overline{R(\tau)} = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} A\cos(\omega_c t + \theta) \cdot A\cos[\omega_c (t + \tau) + \theta] dt$$

$$= \lim_{T \to \infty} \frac{A^2}{2T} \left\{ \int_{-T/2}^{T/2} \cos \omega_c \tau dt + \int_{-T/2}^{T/2} \cos(2\omega_c t + \omega_c \tau + 2\theta) dt \right\}$$

$$= \frac{A^2}{2} \cos \omega_c \tau$$

#### 比较统计平均与时间平均,有

$$a = \overline{a}, R(\tau) = \overline{R}(\tau)$$

因此, 随机相位余弦波是各态历经的。



- 2.2.3 平稳过程的自相关函数和功率谱密度
- 1.平稳过程的自相关函数  $R(\tau) = E[\xi(t)\xi(t+\tau)]$

$$1.R(0) = E[\xi^2(t)]$$

--平均功率

$$2.R(\infty) = E^2[\xi(t)] = a^2$$
 ---直流功率

$$\lim_{\tau \to \infty} R(\tau) = \lim_{\tau \to \infty} E[\xi(t)\xi(t+\tau)] = E[\xi(t)] \cdot E[\xi(t+\tau)] = E^{2}[\xi(t)]$$

$$3.R(0) - R(\infty) = \sigma^2$$

--交流功率

$$4.R(\tau) = R(-\tau)$$

--偶函数

$$5.|R(\tau)| \le R(0)$$

--上界,与自身相关性最大



2. 平稳过程的功率谱密度 
$$P_f(\omega) = \lim_{T \to \infty} \frac{\left|F_T(\omega)\right|^2}{T}$$

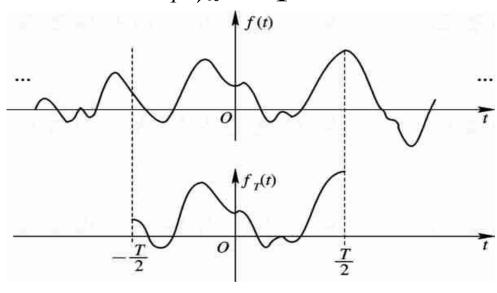


图 2-3 功率信号f(t)及其截短函数

过程的功率谱

$$P_{\xi}(\omega) = E[P_f(\omega)] = \lim_{T \to \infty} \frac{E|F_T(\omega)|^2}{T}$$

统计平均

很难直接计算!



#### 平稳过程的功率谱密度与自相关函数呈傅里叶变换对:

$$P_{\xi}(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} R(\tau) \, e^{-j\omega\tau} d\tau$$

$$R(\tau) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} P_{\xi}(\omega) \, e^{j\omega\tau} d\omega$$

$$P_{\xi}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} R(\tau) e^{-j2\pi f \tau} d\tau$$

$$R(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} P_{\xi}(f) \, e^{j2\pi f\tau} df$$

#### 维纳-辛钦定理

$$R(\tau) \Leftrightarrow P_{\xi}(\omega)$$

#### 平均功率计算方法:

$$S = R(0) = E[\xi^2(t)]$$

$$S = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} P_{\xi}(\omega) d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} P_{\xi}(f) df$$

#### 功率谱密度性质:

- **1**) 偶函数  $P_{\xi}(-f) = P_{\xi}(f)$
- 2) 非负性  $P_{\varepsilon}(f) \geq 0$

3) 单边、双边功率谱密度互换

$$P_{\xi$$
单边  $}(f)=egin{cases} 2P_{\xi exttt{ iny X}} (f), & f\geq 0 \ 0, & f<0 \end{cases}$ 



例2.4 求例2.1中的随相信号 $\xi(t) = A\cos(\omega_0 t + \theta)$ 的功率谱密度 $P_{\xi}(\omega)$ 及平均功率S

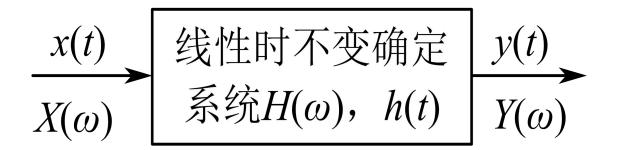
【解】ξ(t) 的相关函数为

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

$$:: R(\tau) \Leftrightarrow P_{\xi}(\omega)$$

$$\therefore P_{\xi}(\omega) = \frac{\pi A^2}{2} [\delta(\omega - \omega_c) + \delta(\omega + \omega_c)]$$

$$S = R(0) = \frac{A^2}{2}$$



样本: 
$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

随机过程: 
$$\eta(t) = \xi(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) \xi(t-\tau) d\tau$$

设 $\xi(t)$ 是平稳随机过程,求 $\eta(t)$ 的统计特性



#### 1) 数学期望:

$$a_{\eta} = E[\eta(t)] = E\left[\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)\xi(t-\tau)d\tau\right] = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)E\left[\xi(t-\tau)\right]d\tau$$
$$= a_{\xi}\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)d\tau = a_{\xi}H(0)$$

#### 2) 自相关函数:

$$R_{\eta}(t,t+\tau) = E[\eta(t)\eta(t+\tau)] = E[\int_{-\infty}^{+\infty} h(u)\xi(t-u)du \bullet \int_{-\infty}^{+\infty} h(v)\xi(t+\tau-v)dv]$$

$$= E\Big[\int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} \xi(t-u)\xi(t+\tau-v)h(u)h(v)dudv\Big]$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} E[\xi(t-u)\xi(t+\tau-v)]h(u)h(v)dudv$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} R_{\xi}(\tau+u-v)h(u)h(v)dudv$$

$$\stackrel{\triangle}{=} R_{\eta}(\tau)$$



可见、输出过程的数学期望与时间t无关、自相关函数只依赖时间 间隔,故输出过程也是平稳的

#### 3) 功率谱密度:

$$P_{\eta}(\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} \left[ \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} R_{\xi}(\tau') h(u) h(v) du dv \right] e^{-j\omega(\tau' - u - v)} d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} h(u) e^{j\omega u} du \bullet \int_{-\infty}^{+\infty} h(v) e^{-j\omega v} dv \bullet \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau') e^{-j\omega \tau'} d\tau'$$

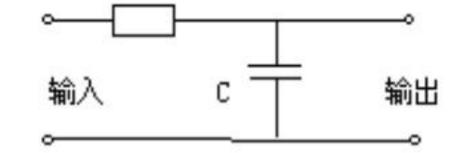
$$= H^{*}(\omega) \bullet H(\omega) \bullet P_{\xi}(\omega)$$

$$= |H(\omega)|^{2} \bullet P_{\xi}(\omega)$$

$$\mathbb{F}_{\eta} : P_{\eta} (\omega) = |H(\omega)|^{2} \cdot P_{\xi} (\omega)$$

例: 设RC低通滤波器如图所示, 假设输入是均值为0、功率 谱密度为200白噪声,

- 1) 求输出过程的功率谱密度和自相关函数
- 2) 求输出噪声的一维概率密度函数



解: 1) 滤波器的传输函数为:

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



因此输出过程的功率谱密度为:

$$P_o(\omega) = P_i(\omega) |H(\omega)|^2 = \frac{n_0}{2} \bullet \frac{1}{1 + (\omega RC)^2},$$

根据 
$$R_o(\tau) \Leftrightarrow P_o(\omega)$$
, 并利用  $e^{-a|\tau|} \Leftrightarrow \frac{2a}{a^2 + \omega^2}$ 

得相关函数为: 
$$R_o(\tau) = \frac{n_0}{4RC} e^{-\frac{1}{RC}|\tau|}$$

2) 输入为高斯过程、输出也是高斯过程。

$$E[n_o(t)] = E[n_i(t)] \bullet H(0) = 0$$

$$D[n_o(t)] = R_o[0] - R_o[\infty] = \frac{n_0}{4RC} - 0 = \frac{n_0}{4RC}$$



#### 2.4.1 高斯过程的定义

高斯过程 $\xi(t)$  是指它的任意n维( $n=1,2,\cdots$ )概率密度函数服从高斯分布:  $f_n(x_1,x_2,\cdots,x_n;t_1,t_2,\cdots,t_n)$ 

$$= \frac{1}{(2\pi)^{n/2} \sigma_1 \sigma_2 \cdots \sigma_n |B|^{1/2}} \cdot \exp\left[\frac{-1}{2|B|} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{n} |B|_{jk} \left(\frac{x_j - a_j}{\sigma_j}\right) \left(\frac{x_k - a_k}{\sigma_k}\right)\right]$$

式中,  $a_k = E[\xi(t_k)]$ ;  $\sigma_k^2 = E[\xi(t_k) - a_k]^2$ ;

$$|B| = \begin{vmatrix} 1 & b_{12} & \cdots & b_{1n} \\ b_{21} & 1 & \cdots & b_{2n} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ b_{n1} & b_{n2} & \cdots & 1 \end{vmatrix}$$
 为归一化协方差矩阵的行列式;

 $|B|_{jk}$ 为行列式|B|中元素 $b_{jk}$ 的代数余子式;

$$b_{jk}$$
为归一化协方差函数:  $b_{jk} = \frac{E\{[\xi(t_j) - a_j][\xi(t_k) - a_k]\}}{\sigma_j \sigma_k}$ 。



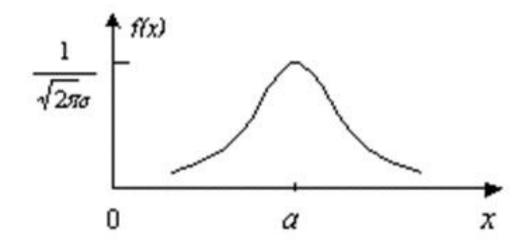
- 2.4.2 高斯过程的重要性质和高斯随机变量
  - 1. 高斯过程的重要性质
    - ①其统计特性完全由数字特征决定。
    - ② 若广义平稳,则狭义平稳。
    - ③若互不相关,则统计独立;
    - ④若干个高斯过程的代数和仍是高斯型
    - ⑤ 高斯过程经过线性系统后仍是高斯过程



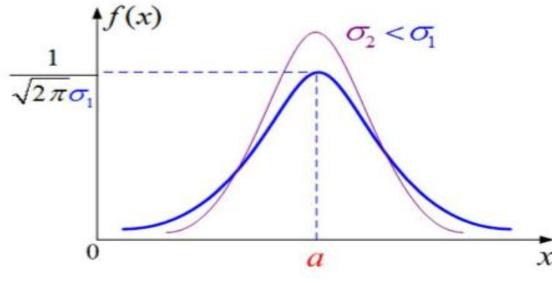
#### 2. 高斯随机变量

高斯过程的一维分布,称为高斯随机变量。

一维概率密度函数:







- f(x)具有以下性质:
  - (1) f(x) 对称于直线x = a;
  - (2)  $\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1$   $\int_{a}^{\infty} f(x) dx = \int_{-\infty}^{a} f(x) dx = \frac{1}{2}$ ;
  - (3) a表示分布中心,  $\sigma$ 表示集中程度;
  - (4) 当a=0,  $\sigma=1$ 时, 为标准化正态分布:

$$f(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} exp(-\frac{x^2}{2})$$
 记为 $X \sim N(0,1)$ 



高斯变量的标准化/归一化:

$$Y = \frac{X - a}{\sigma}$$

$$X \sim N(a, \sigma^2) \longrightarrow Y \sim N(0, 1)$$

$$P(X \le x) = P(Y \le \frac{x - a}{\sigma})$$

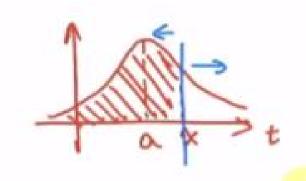
给定任意高斯变量X,都可以经过归一化变为标准正态分布Y.



#### 3. 正态分布函数与误差函数

#### 正态分布函数

$$F(x) = P(\xi \le x) = \int_{-\infty}^{x} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} \exp\left[-\frac{(z-a)^2}{2\sigma^2}\right] dz$$



#### 标准正态分布函数

$$F(x) = \int_{-\infty}^{x} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{z^2}{2}} dz$$

积分式无闭合形式,只有数值解,需要经过处理后通过查表求解概率。

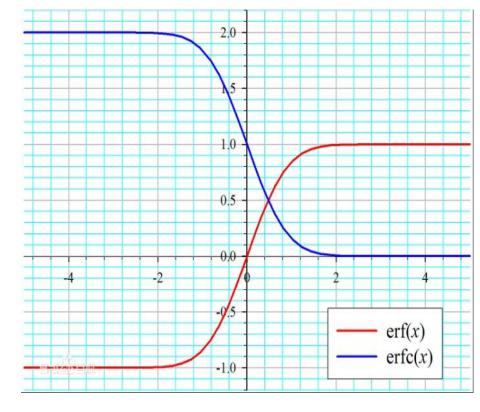


误差函数: 
$$erf(x) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^x e^{-t^2} dt$$

主要性质:增函数: erf(0)=0, erf(∞)=1,

奇函数: erf(-x)=-erf(x)

补误差函数: 
$$\operatorname{erfc}(x) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_{x}^{\infty} e^{-t^2} dt$$



主要性质: 减函数:  $\operatorname{erfc}(0)=1$ ,  $\operatorname{erfc}(\infty)=0$ ,

$$\operatorname{erfc}(-x) = 2 - \operatorname{erfc}(x)$$
  $\operatorname{erfc}(x) = 1 - \operatorname{erf}(x)$ 



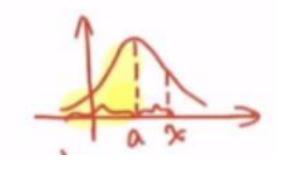
利用误差函数,可将正态分布函数F(x)表示为:

意义:误差函数的简明特性有助于分析通信系统的抗噪声性能。



证明:  $x \ge a$ 时

$$F(x) = \int_{-\infty}^{x} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{(z-a)^2}{2\sigma^2}} dz$$



$$= \int_{-\infty}^{a} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{(z-a)^{2}}{2\sigma^{2}}} dz + \int_{a}^{x} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{(z-a)^{2}}{2\sigma^{2}}} dz$$

$$= \frac{1}{2} + \frac{1}{\sqrt{\pi}} \int_0^{\frac{x-a}{\sqrt{2}\sigma}} e^{-u^2} du \qquad (\diamondsuit u = \frac{z-a}{\sqrt{2}\sigma})$$

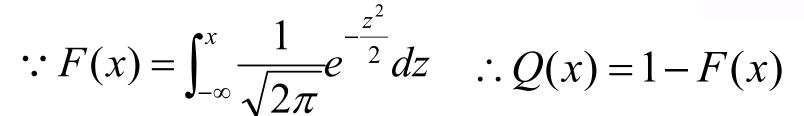
$$= \frac{1}{2} + \frac{1}{2} erf \left[ \frac{x - a}{\sqrt{2}\sigma} \right]$$



#### 补充:

Q函数:

$$X \sim N(0,1)$$
  $Q(x) = \int_{x}^{+\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{z^{2}}{2}} dz$ 



$$X \sim N(a, \sigma^2) \xrightarrow{Y = \frac{X - a}{\sigma}} Y \sim N(0, 1)$$

$$Q(x) = 1 - F(\frac{x - a}{\sigma})$$

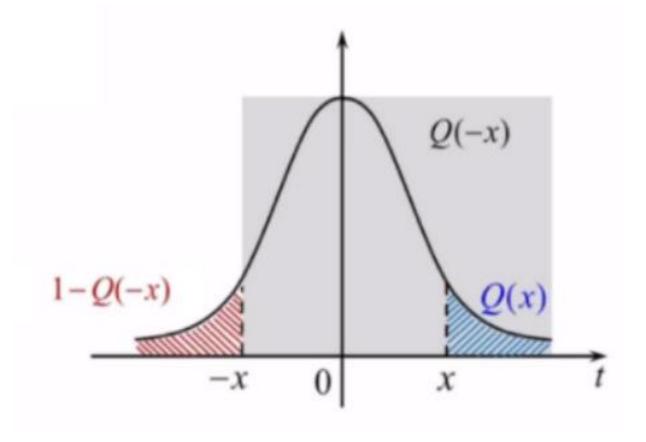
给定任意高斯变量X,经过归一化变为标准正态分布Y后,可以利用Q函数查表求有关的概率。



### Q函数性质:

$$Q(0) = \frac{1}{2}$$

$$Q(x) = 1 - Q(-x)$$



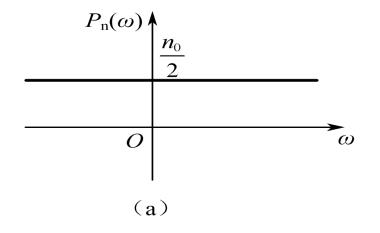


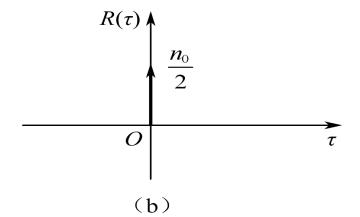
#### 2.4.3 白噪声

1. 理想白噪声:功率谱密度在整个频域为常数

$$\left| P_n(f) = \frac{n_0}{2} \left( -\infty < \omega < \infty \right) \right| \qquad R(\tau) = \frac{n_0}{2} \delta(\tau)$$

$$R(\tau) = \frac{n_0}{2} \delta(\tau)$$





<sub>ボ</sub>戸仅社 τ=0时才相 关 白噪声仅在

2. 高斯白噪声: 概率分布服从高斯分布, 且功率谱密度 在整个频域为常数。



例: 已知随机过程  $Y(t) = X_1 \cos \omega_0 t - X_2 \sin \omega_0 t, X_1, X_2$  互相独立且均为均值为0, 方差为  $\sigma^2$  的高斯变量。

- 1)  $RE[Y(t)], E[Y^2(t)]$
- 2) 求Y(t)的一维概率密度函数f(y)
- 3) 求Y(t)的相关函数  $R(t_1,t_2)$ 和协方差函数  $B(t_1,t_2)$

解: 1)
$$E[Y(t)] = E[X_1 \cos \omega_0 t - X_2 \sin \omega_0 t] = E[X_1] \cos \omega_0 t - E[X_2] \sin \omega_0 t = 0$$
  
 $E[Y^2(t)] = E[(X_1 \cos \omega_0 t - X_2 \sin \omega_0 t)^2]$   
 $= E[(X_1^2 \cos^2 \omega_0 t - 2X_1 X_2 \cos \omega_0 t \sin \omega_0 t + X_2^2 \sin^2 \omega_0 t)]$ 

 $= \cos^2 \omega_0 t E[(X_1^2) - 2\cos \omega_0 t \sin \omega_0 t E[X_1] E[X_2] + \sin^2 \omega_0 t E[X_2^2]$ 



$$E[Y^{2}(t)] = \cos^{2} \omega_{0} t E[(X_{1}^{2}] - 2\cos \omega_{0} t \sin \omega_{0} t E[X_{1}] E[X_{2}] + \sin^{2} \omega_{0} t E[X_{2}^{2}]$$

$$= \cos^{2} \omega_{0} t E[(X_{1}^{2}] + \sin^{2} \omega_{0} t E[X_{2}^{2}]$$

$$: D[X_1] = E[X_1^2] - E^2[X_1] = \sigma^2 : E[X_1^2] = \sigma^2 + E^2[X_1] = \sigma^2, | \exists E[X_2^2] = \sigma^2$$

$$E[Y^{2}(t)] = [\cos^{2} \omega_{0} tE + \sin^{2} \omega_{0} t]\sigma^{2} = \sigma^{2}$$

2)  $Y(t) = X_1 \cos \omega_0 t - X_2 \sin \omega_0 t$ , 故Y(t)仍为高斯过程

$$E[Y(t)] = 0$$
,  $D[Y(t)] = E[Y^{2}(t)] - E^{2}[Y(t)] = E[Y^{2}(t)] = \sigma^{2}$ 

$$\therefore f(y) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} e^{-\frac{y^2}{2\sigma^2}}$$



**3)** 
$$R_Y(t_1, t_2) = E[Y(t_1)Y(t_2)]$$

$$= E[(X_1 \cos \omega_0 t_1 - X_2 \sin \omega_0 t_1)(X_1 \cos \omega_0 t_1 - X_2 \sin \omega_0 t_1)]$$

$$= E[X_1^2 \cos \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2 + X_2^2 \sin \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2]$$

$$-X_1X_2(\cos\omega_0t_1\sin\omega_0t_2-\sin\omega_0t_1\cos\omega_0t_2)]$$

$$= \cos \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2 E[X_1^2] + \sin \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2 E[X_2^2]$$

$$-(\cos \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2 - \sin \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2)]E[X_1]E[X_2]$$

$$= \cos \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2 E[X_1^2] + \sin \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2 E[X_2^2]$$

$$= \left[\cos \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2 + \sin \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2\right] \sigma^2$$



$$R_Y(t_1, t_2) = [\cos \omega_0 t_1 \cos \omega_0 t_2 + \sin \omega_0 t_1 \sin \omega_0 t_2] \sigma^2$$

$$= \sigma^2 \cos \omega_0 (t_2 - t_1)$$

$$= \sigma^2 \cos \omega_0 \tau$$

$$B(t_1, t_2) = R_Y(t_1, t_2) - E[Y(t_1)]E[Y(t_2)] = R_Y(t_1, t_2) = \sigma^2 \cos \omega_0 \tau$$

窄带高斯白噪声



窄带高斯过程的定义 窄带高斯过程的数学表示 同相分量和正交分量的统计特性 随机包络和随机相位的统计特性

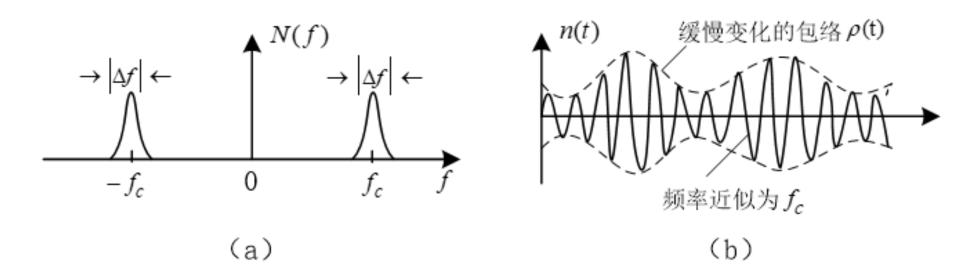


■ 窄带高斯过程的定义:

窄带系统: 通带宽度 $\Delta f \prec \prec f_c$  ,且中心频率 $f_c$ 远离0频率

窄带高斯过程:高斯过程通过以 $f_c$ 为中心频率的窄带系统的输出过程

窄带高斯过程时、频示意图:



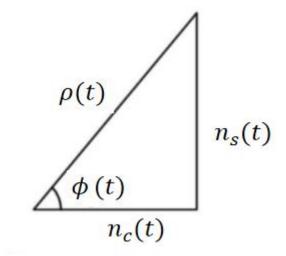


#### ■ 窄带高斯过程的数学表示

$$n(t) = \rho(t) \cos \left[\omega_c t + \phi(t)\right]$$
 随机包络 随机相位 --包络相位形式

$$n(t) = n_c(t)\cos\omega_c t - n_s(t)\sin\omega_c t$$
 同相分量 正交分量 --同相正交形式

关系: 
$$n_c(t) = \rho(t)\cos\phi(t)$$
  $n_s(t) = \rho(t)\sin\phi(t)$ 





#### ■ 同相分量和正交分量的统计特性

n(t)为平稳高斯窄带过程,均值为0,方差为 $\sigma_n^2$   $n(t) = n_c(t)\cos\omega_c t - n_s(t)\sin\omega_c t$ 

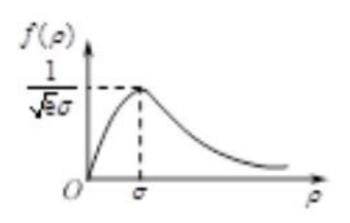
- $n_c(t)$ 、 $n_s(t)$ 的数学期望均为0
- $n_c(t)$ 、 $n_s(t)$ 的相关函数均只与时间间隔有关,故平稳
- $n_c(t)$ 、 $n_s(t)$ 的自相关函数相同:
- $n_c(t)$ 、 $n_s(t)$ 的方差相同:  $\sigma_c^2 = \sigma_s^2 = \sigma_n^2$
- $\bullet$   $n_c(t)$  和 $n_s(t)$  为互不相关、统计独立的高斯变量

 $n_c(t)$ 和 $n_s(t)$ 为零均值、等方差,不相关、独立的平稳高斯过程



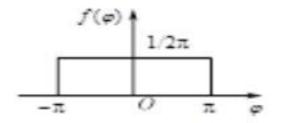
- 随机包络和随机相位的统计特性
  - 随机包络~瑞利分布:

$$f(\rho) = \frac{\rho}{\sigma^2} \exp\left[-\frac{\rho^2}{2\sigma^2}\right] \qquad (\rho \ge 0)$$



● 随机相位~均匀分布:

$$f(\varphi) = \frac{1}{2\pi} \qquad (0 \le \varphi \le 2\pi)$$



且随机包络和随机相位统计独立

$$f(\rho, \varphi) = f(\rho) \cdot f(\varphi)$$

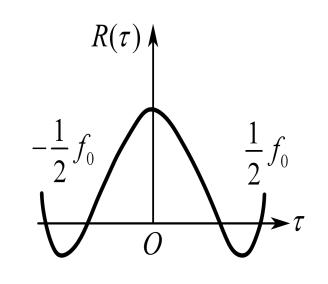


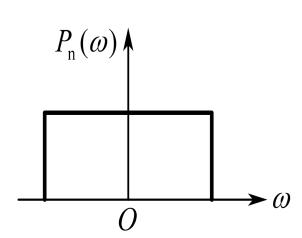
#### ■ 窄带高斯白噪声

● 低通白噪声:

$$P_n(f) = \begin{cases} \frac{n_0}{2}, |f| \le f_0 \\ 0, 其他 \end{cases}$$

$$R(\tau) = n_0 f_0 \frac{\sin 2\pi f_0 \tau}{2\pi f_0 \tau}$$







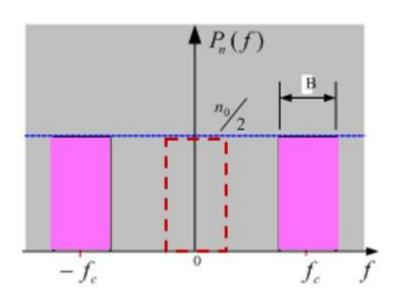
#### ● 带通白噪声:

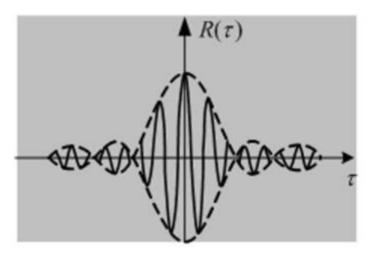
$$P_n(f) = \begin{cases} \frac{n_0}{2}, f_c - \frac{B}{2} \le |f| \le f_c - \frac{B}{2} \\ 0, \text{ \#} \end{cases}$$

$$R(\tau) = n_0 B \frac{\sin \pi B \tau}{\pi B \tau} \cos 2\pi f_c \tau$$

平均功率: 
$$N = n_0 B$$

若 $B \ll f_c$ ,称为窄带高斯白噪声



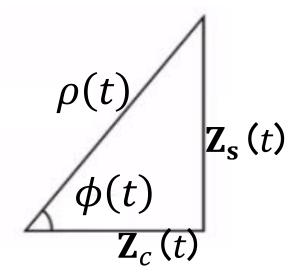




#### ■ 数学模型:

$$r(t) = A\cos(\omega_c t + \theta) + n(t)$$

- $= A\cos\theta\cos\omega_c t A\sin\theta\sin\omega_c t + n_c(t)\cos\omega_c t n_s(t)\sin\omega_c t$
- $= [A\cos\theta + n_c(t)]\cos\omega_c t [A\sin\theta + n_s(t)]\sin\omega_c t$
- $= \mathbf{Z}_c(t)\cos\omega_c t \mathbf{Z}_s(t)\sin\omega_c t$  --同相正交形式
- $= \rho(t)\cos[\omega_c t + \phi(t)]$  ---包络相位形式





■ 同相分量、正交分量的统计特性:

$$\mathbf{Z}_{c}(t) = A\cos\theta + n_{c}(t)$$
,  $\mathbf{Z}_{s}(t) = A\sin\theta + n_{s}(t)$ 

随机相位 $\theta$ 给定时, $\mathbf{Z}_c(t)$ 和 $\mathbf{Z}_s(t)$ 为取值不相关、相互独立且同分布的高斯变量,其数字特征为:

$$\mathbf{E}[\mathbf{Z}_{c}(t)] = A\cos\theta$$

$$\mathbf{E}[\mathbf{Z}_{s}(t)] = A\sin\theta$$

$$\sigma_{c}^{2} = \sigma_{s}^{2} = \sigma_{n}^{2}$$

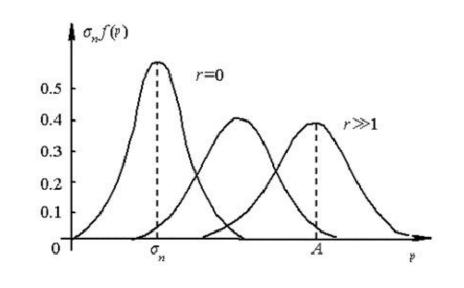


- 随机包络、随机相位的统计特性:
  - 随机包络~广义瑞利分布 (莱斯分布):

$$f(\rho) = \frac{\rho}{\sigma_n^2} I_0 \left( \frac{A\rho}{\sigma_n^2} \right) \exp \left[ -\frac{\rho^2 + A^2}{2\sigma_n^2} \right] \qquad \rho > 0$$

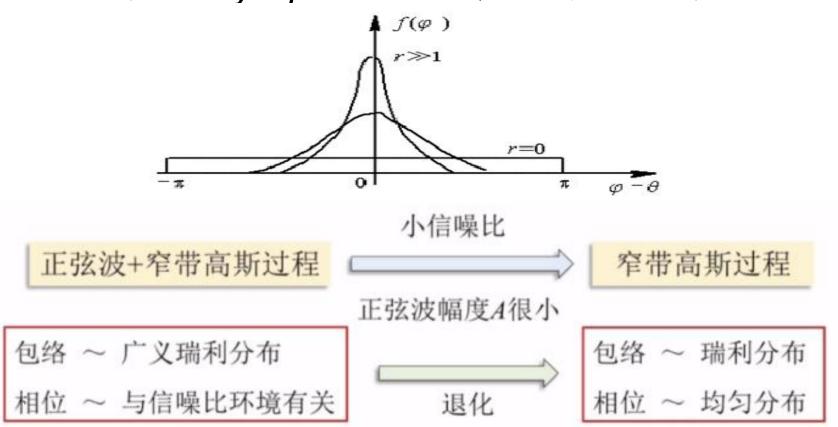
 $I_0(x)$  为零阶修正贝塞尔函数

- $\rightarrow A \rightarrow 0$ ,即 $\mathbf{r} \rightarrow 0$ 时,f(z)退化为瑞利分布。
- $\rightarrow$  信噪比 $\mathbf{r}$ 较大时,f(z)近似于高斯分布



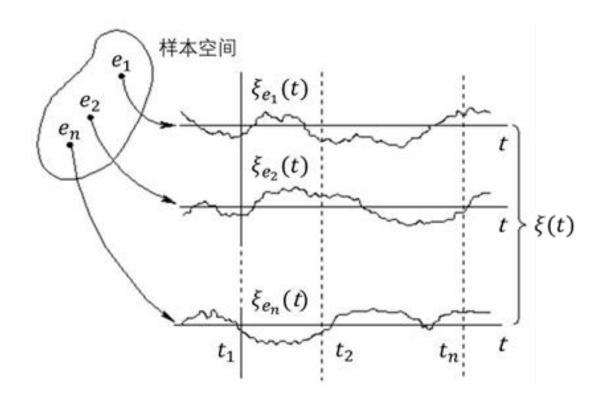


- 随机相位的统计特性:
  - 小信噪比:  $f(\phi)$  服从均匀分布。
  - $\triangleright$  大信噪比:  $f(\phi)$  主要集中在有用信号相位附近。





#### ■定义:



所有样本函数 $\xi_i(t)$ 的集合,或随机变量 $\xi(t_i)$ 的集合



- ■特性
  - 1) 统计特性:分布函数和概率密度函数复杂!
  - 2) 数字特征

期望--均值 方差--偏离程度 相关函数--关联程度



#### 三、特殊的随机过程

#### 1、平稳性

均值与时间t无关:

$$a(t) = a$$

相关函数只与时间间隔 $\tau$ 有关:  $R(t_1,t_1+\tau)=R(\tau)$ 

#### 2、遍历性

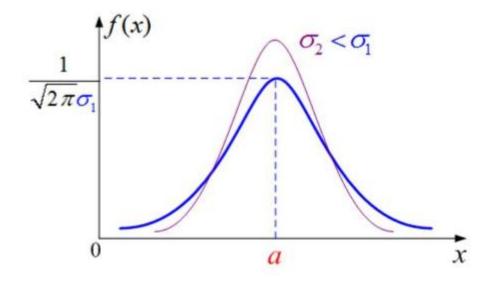
若遍历则: 
$$\begin{cases} a = \overline{a} \\ R(\tau) = \overline{R(\tau)} \end{cases}$$



#### 3、高斯随机过程

特点:一维概率密度呈正态分布:

$$f(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma}} \exp\left(-\frac{(x-a)^2}{2\sigma^2}\right)$$
 记为 $N(a, \sigma^2)$ 





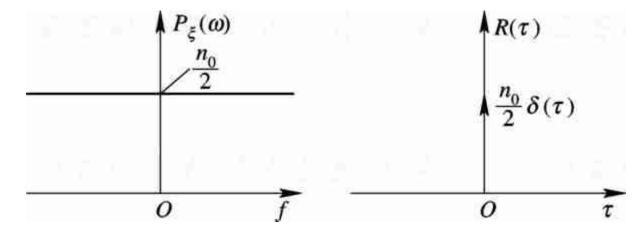
#### 4、高斯白噪声

"高斯": 取值呈正态分布

"白": 功率谱密度呈均匀分布(自相关函数为冲激函数)

$$P_{\xi}(\omega) = \frac{n_0}{2}$$

$$R(\tau) = \frac{n_0}{2} \delta(\tau)$$





#### 四. 窄带随机过程

平稳窄带高斯:

- ◆ 包络~瑞利分布
- ◆ 相位~均匀分布

正弦波加窄带高斯:

◆ 包络~广义瑞利分布