

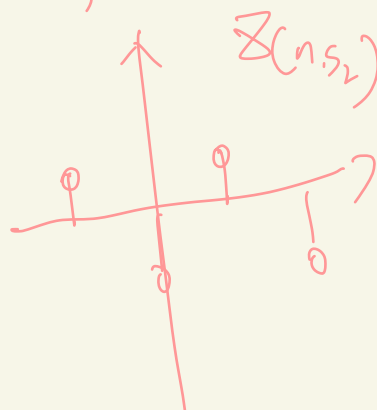
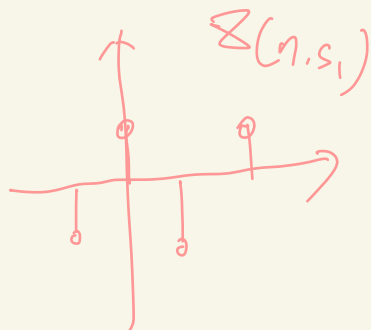

$Z(n, s)$

① n 确定, $Z(n, s)$ 是 随机变量

② s 确定, $Z(n, s)$ 是 样本序列(确定)

③ n, s 都确定, $Z(n, s)$ 是 常数

④ n, s 都不确定, $Z(n, s)$ 是 随机过程



广义平稳 (宽平稳) (二阶平稳)

- ① 均值为常数, $E[Z(n, s)] = \overset{\text{常数}}{m_n}$, 与 n 无关 ✓
- ② 自相关函数只与时间间隔有关, 与 n 无关
 $\rho_{ZZ}(n_1, n_2) = E[Z(n_1) \cdot Z(n_2)] = \rho_{ZZ}(n_2 - n_1) = \rho_{ZZ}(m)$ ✓
- ③ 均方值有界, $E[|Z(n)|^2] < \infty$, 一般都满足 (平均功率)

只有各态历经过程, 才可以用时间平均来代替集合平均.

时间平均:

$$\langle X_n \rangle \triangleq \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N X(n)$$

$$\langle X_n X_{n+m} \rangle \triangleq \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N X(n) X(n+m)$$

$$E[(X-Y)^2] = E(X^2) + E(Y^2) - \underbrace{2E(XY)}$$

表征: 两个变量的相关性

如果 $\langle X(n) \rangle = m_X$, $\langle X(n) X(n+m) \rangle = \phi_{XX}(m)$

时间平均 \uparrow 统计平均

依根率1成立, 则过程 $X(n)$ 是(宽)门各态历经过程, 简称各态历经。

平稳 \rightarrow 各态历经 (更严格)

$X(n,s) = A$, A 是 - 与 n 无关 (与 n 无关) 且差不为 0 的随机变量.

$$\begin{cases} E X = m_X \\ R_{XX}(n) \\ = E(X^2) - E(X)E(X) \\ = D X \end{cases}$$

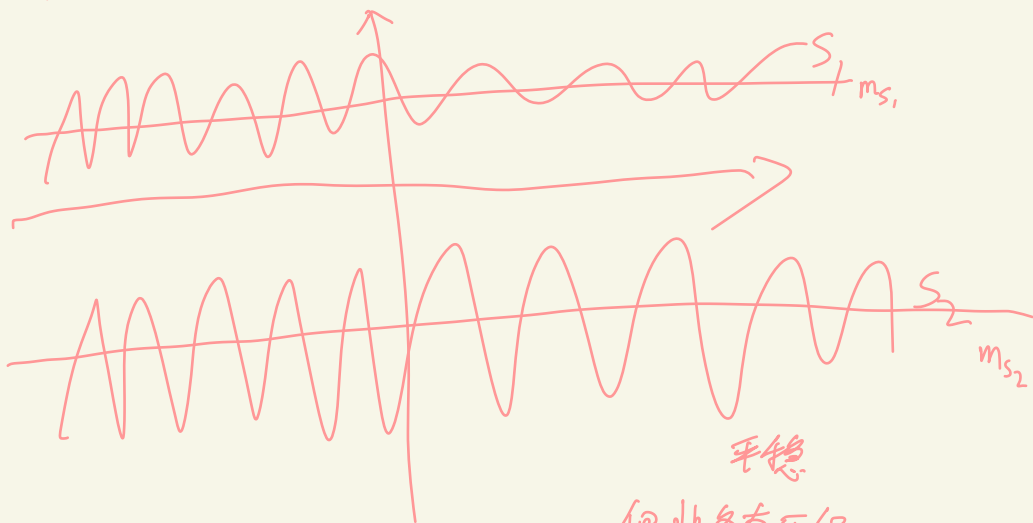
证: 平稳, 但非各态历经

1. $E[X(n,s)] = E[A] = m_A$ 均与 n 无关,

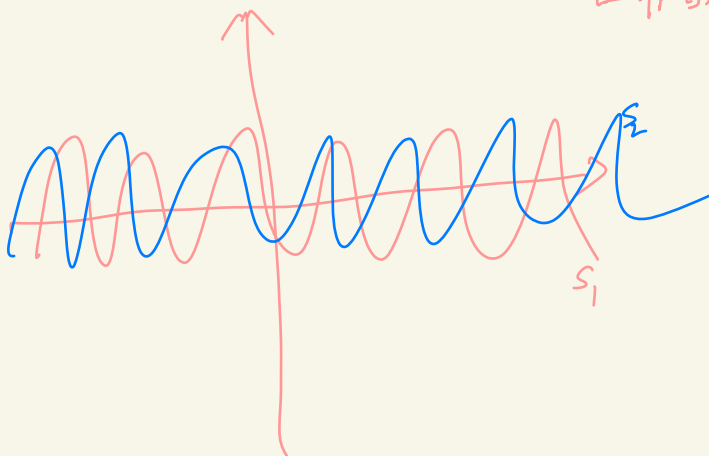
$E[X(n_1)X(n_2)] = E[A A] = E[A^2]$, 平稳.

2. $\langle X_n \rangle = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N+1} \sum_{n=-N}^N X(n) = \frac{1}{2N+1} (A + \dots + A)^{(2N+1)} = A \neq m_X$

\therefore 非各态历经



平稳
但非各态历经



各态历经:
 S_1 与 S_2 各过程
都能经历一遍.

1.2 时域表示

自相关函数:

$\phi_{xx}(m) = E[x(n)x(n+m)]$, 反映了 $x(n)$ 与 $x(n+m)$ 相关关系程度

自协方差函数:

$$\psi_{xx}(m) = E[(x(n) - m_x)(x(n+m) - m_x)]$$

互相关函数:

$$\phi_{xy}(m) = E[x(n)y(n+m)]$$

性质:

① 对称性: $\phi_{xx}(m) = \phi_{xx}(-m)$

$$E[x(n)x(n+m)] = E[x(n+m)x(n)]$$

② 如果 $x(n)$ 不含周期分量,

$$\begin{aligned} \lim_{m \rightarrow \infty} \phi_{xx}(m) &= E[x(n)x(n+m)] \\ &= E[x(n)] E[x(n+m)] = m_x^2 \end{aligned}$$



③ 矢量信号: $\mathbf{z}_{xy} = \begin{bmatrix} x(n) \\ x(n-1) \\ \vdots \\ x(n-M+1) \end{bmatrix}$ $E[\mathbf{z}_{xy}] = \begin{bmatrix} E[x(n)] \\ E[x(n-1)] \\ \vdots \\ E[x(n-M+1)] \end{bmatrix}$

相关矩阵:

$$\mathbf{R} = E[\mathbf{z}_{xy} \mathbf{z}_{xy}^T] =$$

$$\mathbf{R} = E[\mathbf{z}_{xy} \mathbf{z}_{xy}^H]$$

复信号, 共轭转置

Toeplitz 矩阵

$$\begin{bmatrix} \phi_{xx}(0) & \phi_{xx}(1) & \dots & \phi_{xx}(N-1) \\ \phi_{xx}(-1) & \phi_{xx}(0) & \dots & \phi_{xx}(N-2) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \phi_{xx}(-(N-1)) & \dots & \dots & \phi_{xx}(0) \end{bmatrix}$$

① 对称: $\mathbf{R} = \mathbf{R}^T, \mathbf{R} = \mathbf{R}^H$

② 对角线上元素相等

③ $\mathbf{R} \geq 0$, 非负定.

证明: 任意 $\mathbf{y} \neq 0, \mathbf{y}^T \mathbf{R} \mathbf{y} \geq 0$



1.3 频域表示

※

平稳随机序列无始无终, 能量无限.

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 = \infty$$

不存在离散时间傅里叶变换, 也不存在Z变换, 也不满足绝对可和。

但是其功率是有限的, 存在功率谱。 ※

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)| < \infty$$

2, 如果 $G_{xx}(m)$ 符合绝对可和, 则其存在离散时间随机变量。

$$\text{⑦ } m_x = 0$$



只有当 $m_x = 0$ 时, 其和才为收敛, 满足绝对可和。

自 (功率谱是非负的实偶函数)

3, $P_{xx}(\omega) = \lim_{N \rightarrow \infty} E \left[\frac{1}{N} |X(\omega)|^2 \right]$, 平均功率的谱密度, 简称功率谱。

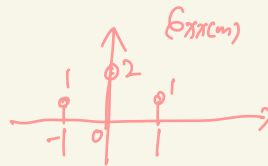
$$\begin{cases} P_{xx}(\omega) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} G_{xx}(m) e^{-j\omega m} \\ G_{xx}(m) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} P_{xx}(\omega) e^{j\omega m} d\omega \end{cases}$$

(频域) (时域)

※ $P_{xx}(\omega)$ 表示信号的平均功率沿频率轴的分布
平稳随机信号的功率谱密度等于该信号自相关函数的傅里叶变换。

性质: ① $P_{xx}(\omega)$ 实数, 对称性: $P_{xx}(\omega) = P_{xx}(-\omega) =$ 若干个实函数的相加 + 常数

- ② $P_{xx}(\omega) \geq 0$
- ③ $T = 2\pi$.



$$\begin{aligned} P_{xx}(\omega) &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} G_{xx}(m) e^{-j\omega m} = 1 \cdot e^{-j\omega(1)} + 2 \cdot e^{-j\omega 0} + 1 \cdot e^{-j\omega(-1)} \\ &= e^{j\omega} + e^{-j\omega} + 2 \\ &= 2\cos\omega + 2 \end{aligned}$$

4, $x(n)$ $y(n) = x(n) \cdot e^{j\phi}$

因为功率谱不含相位信息, $\therefore x(n), y(n)$ 具有相同的功率谱。

即 - 谱不定确定一个信号。

5. 相关函数的Z变换

$$\phi_{xx}(z) = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} \phi_{xx}(m) z^{-m}$$

$$\phi_{xx}(m) = \frac{1}{2\pi j} \oint_C \phi_{xx}(z) \cdot z^{m-1} dz$$

$z = x \cdot e^{j\omega}$ 是个复数。

$$P_{xx}(\omega) = \phi_{xx}(z) / z = e^{j\omega}$$

$$\because \phi_{xx}(m) = \phi_{xx}(-m)$$

$$\Rightarrow \phi_{xx}(z) = \phi_{xx}(z^{-1})$$

$$\text{证: } x(n) \longleftrightarrow Z(z) = Z(e^{j\omega})$$

$$x(n) \longleftrightarrow Z(z^{-1}) = Z(e^{-j\omega})$$

$$x^*(n) \longleftrightarrow Z^*(z^*)$$

时间翻转和频率翻转一样

$$\text{证: } \sum_n x^*(n) z^{-n} = \sum_n [x(n) z^{*n}]^* = Z^*(z^*)$$

自相关函数是实偶函数。
(不一定非负)

6. 互相关函数 (互相关不具有对称性)

$$\phi_{xy}(m) = \phi_{yx}(-m)$$

$$\Phi_{xy}(z) = \Phi_{yx}(z^{-1})$$

$$P_{xy}(e^{j\omega}) = P_{yx}(e^{-j\omega})$$

复数, 因为 $\phi_{xy}(m)$ 不对称

$$\because E[x(n) y(n+m)] = E[y(n+m) x(n)]$$

$$\downarrow \quad \quad \quad \downarrow$$

$$\phi_{xy}(z) = \phi_{yx}(z^{-1})$$

$$\downarrow \quad \quad \quad \downarrow$$

$$P_{xy}(e^{j\omega}) = P_{yx}(e^{-j\omega})$$

例: $b_{xx}(m) = \sigma^{|m|}$, $|\sigma| < 1$, 求 $b_{xx}(z)$

$$\begin{aligned} b_{xx}(z) &= \sum_{m=-\infty}^{+\infty} b_{xx}(m) z^{-m} = \sum_{m=-\infty}^{-1} \sigma^{-m} \cdot z^{-m} + \sum_{m=0}^{\infty} \sigma^m z^{-m} \\ &= \sum_{m=1}^{\infty} (\sigma z)^m + \sum_{m=0}^{\infty} (\sigma z^{-1})^m \\ &= \frac{\sigma z}{1 - \sigma z} + \frac{1}{1 - \sigma z^{-1}} \\ &= \frac{1 - \sigma^2}{(1 - \sigma z)(1 - \sigma z^{-1})} \end{aligned}$$

极点: $\sigma, \frac{1}{\sigma}$

$$\text{令 } z = e^{j\omega}, \quad p_{xx}(\omega) = \frac{1 - \sigma^2}{(1 + \sigma^2 - 2\sigma \cos \omega)}$$

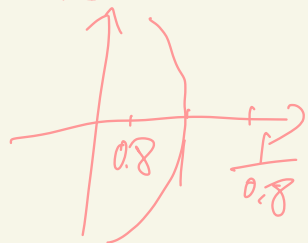
7. 零极点问题

如果 $z = z_1$ 是 $b_{xx}(z)$ 的一个极点,

$\because b_{xx}(z) = b_{xx}(z^{-1})$ $\therefore z^{-1}$ 也是其一个极点.

即极点总是成对出现 $(z, \frac{1}{z})$

设 $Ra < 1$, $|z| = Ra$ 上有一个极点是最接近单位圆的
则 $|z| = \frac{1}{Ra}$ 的圆上必有一个对应的点, 它是最接近单位
圆的圆外极点。



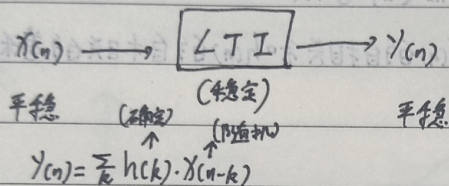
$0.8 < |z| < \frac{1}{0.8}$
包含单位圆.

考的大于5, 表示失配率正定

$$Y^T R Y \geq 0$$

$$\begin{aligned} Y^T R Y &= Y^T E [Z(n) \cdot Z^T(n)] Y = E [Y^T Z(n) Z^T(n) Y] \\ &= E [(Y^T Z(n))^2] \geq 0 \end{aligned}$$

1.4 线性系统对随机信号的响应



$$\begin{aligned} \textcircled{1} \quad m_y &= E[Y(n)] = E\left[\sum_k h(k) X(n-k)\right] = \sum_k h(k) E[X(n-k)] = \sum_k h(k) m_x \\ &= m_x \left(\sum_k h(k)\right) = m_x H(e^{j0}) \quad \text{直流增益} \end{aligned}$$

$\therefore m_y$ 与 n 无关

$$\begin{aligned} \textcircled{2} \quad \rho_{yy}(n, n+m) &= E[Y(n) Y(n+m)] = E\left[\sum_k h(k) X(n-k) \sum_r h(r) X(n+m-r)\right] \\ &= E\left[X(n-k) X(n+m-r) \sum_k h(k) \sum_r h(r)\right] = \rho_{xx}(m-r+k) \sum_k h(k) \sum_r h(r) \triangleq \rho_{yy}(m) \end{aligned}$$

$\therefore \rho_{yy}$ 与 n 无关, 只与时间间隔 $\Delta t = m$ 有关.

\therefore 综上: $Y(n)$ 平稳.

自相关

$$\text{令 } r-k=l, \quad r=l+k$$

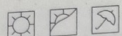
$$\rho_{yy}(m) = \sum_l \rho_{xx}(m-l) \sum_k h(k) h(k+l) = \sum_l \rho_{xx}(m-l) \underline{V_{hh}(l)} = \rho_{xx}(m) * V_{hh}(m)$$

$$\text{其中 } V_{hh}(l) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k) h(k+l) \quad \leftarrow \dots \rightarrow \sum_{l=-\infty}^{+\infty} E[X(n) X(n+l)]$$

对于平稳性信号: 冲激 $h(n)$ 的自相关

非平稳性序列的自相关函数.

(能量有限) (序列):



Mo Tu We Th Fr Sa Su

$$V_{hh}(l) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k) h(l+k)$$

用-k换k

卷积定理

Memo No.

Date

$$V_{hh}(l) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(k) h(l-k) \xrightarrow{P(k)=h(-k)} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h(-k) P(k) = h(-l) * P(l)$$

$$= h(-l) * h(-l)$$

一次卷积转

两次卷积转等于没动

只剩下平移, 相乘, 相加的过程. 与自相关函数类似

$$\rho_{yy}(m) = \rho_{xx}(m) * V_{hh}(m) = \rho_{xx}(m) * h(m) * h(-m)$$

相关卷积定理: 卷积的相关 = 相关的卷积

(($x(n)$ 与 $h(n)$ 卷积的自相关, 等于 $x(n)$ 的自相关和 $h(n)$ 的自相关的卷积。))

$$\rho_{yy}(z) = \rho_{xx}(z) * H(z) H(z^{-1})$$

$$\sum z = e^{j\omega}$$

$$\rho_{yy}(\omega) = \rho_{xx}(\omega) \underbrace{H(e^{j\omega}) H(e^{-j\omega})}_{H(e^{j\omega}) = H^*(e^{-j\omega})}$$

$$\therefore \rho_{yy}(\omega) = \rho_{xx}(\omega) \cdot [H(e^{j\omega})]^2 * *$$

$$\text{互相关: } \rho_{xy}(m) = E[x(n) y(n+m)] = E[x(n) \sum_k h(k) x(n+m-k)] \quad \rho_{xy}(z) = H(z) \cdot \rho_{xx}(z)$$

$$= \sum_k h(k) \rho_{xx}(m-k) = \rho_{xx}(m) * h(m)$$

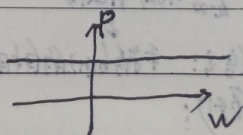
$$\therefore \rho_{xy}(m) = \rho_{xx}(m) * h(m) * h(-m)$$

$$= \rho_{xx}(m) * h(-m)$$

$$\rho_{yy}(z) = H(z) \rho_{xy}(z)$$

白噪声: w_n ; $\rho_{xx}(m) = \sigma_m^2 \cdot \delta(m)$

$$\rho_{ww}(m) = \sigma_m^2$$





(一个信号在某域有, 则在另一个域一定无)

Mo Tu We Th Fr Sa Su

$\Delta T \cdot \Delta F \geq \text{常数}$

Memo No.

Date

若车前门 $P(m) = W(m)$

$$G_{xy}(m) = G_{ww}(m) * h(m) = \sigma_w^2 h(m)$$

$$h(m) = \frac{1}{\sigma_w^2} G_{xy}(m)$$

$$P_{xy}(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega}) P_{xx}(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega}) \sigma_w^2$$

实际上白噪声不存在, 工程中只需保证我们想要的
那段接近白噪声即可。

