

第四章 窄带随机过程

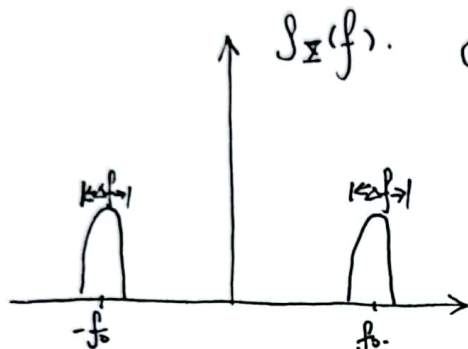
这门课程最早叫无线电信号处理 (2系).

电子信息工程学院: 导航无线电 \Rightarrow 很多信号都是窄带信号

WiFi
雷达
收音机

希尔伯特变换: 相信大家一定会用到

窄带随机的概念: $B \ll f_0$. 10倍以上认为窄带



① f_0 离 0 频率远 $\left\{ \begin{array}{l} \text{更大的带宽} \\ \text{能量上更容易衰减} \end{array} \right.$

窄带信号在波包上的特点: 包络变化慢, 基频很大

$$S(t) = A \cdot \sin(\omega t + \phi), \quad \omega \text{ 很大的信号}$$

设 $x(t) = A(t) \cdot \cos(\omega_0 t + \phi(t))$ 把 $A(t)$ 和 $\cos(\omega_0 t)$ 组合.

$$= \underbrace{A_c(t)} \cdot \underbrace{\cos(\omega_0 t)} - \underbrace{A_s(t)} \cdot \underbrace{\sin(\omega_0 t)}$$

其中 $\cos(\omega_0 t)$ 和 $\sin(\omega_0 t)$ 变化是快变部分 $A_c(t)$ 和 $A_s(t)$ 是慢变的.

$\left\{ \begin{array}{l} A_c(t): \text{同相分量} \\ A_s(t): \text{正交分量} \end{array} \right.$

A_k 可以用 S_n 表达出来.

同时: 给出同相分量和正交分量的表达形式 \Rightarrow 都在基带位置.

$\left\{ \begin{array}{l} \text{具有低频特性 (本质)} \end{array} \right.$

$$A_c(t) = \lim_{\Delta \omega \rightarrow 0} \sum_k A_k \cdot \cos(k \omega_0 t + \theta_k)$$

$$A_s(t) = \lim_{\Delta \omega \rightarrow 0} \sum_k A_k \cdot \sin(k \omega_0 t + \theta_k)$$

期望等于零.

$$\sigma_{A_c}^2 = \sigma_{A_s}^2 = \sigma_n^2 \quad ?$$

$$S_{A_c}(\omega) = S_{A_s}(\omega) = \dots$$

$$\left\{ \begin{array}{l} S(\omega + \omega_0) + S(\omega - \omega_0) \\ |\omega| < B. \end{array} \right.$$

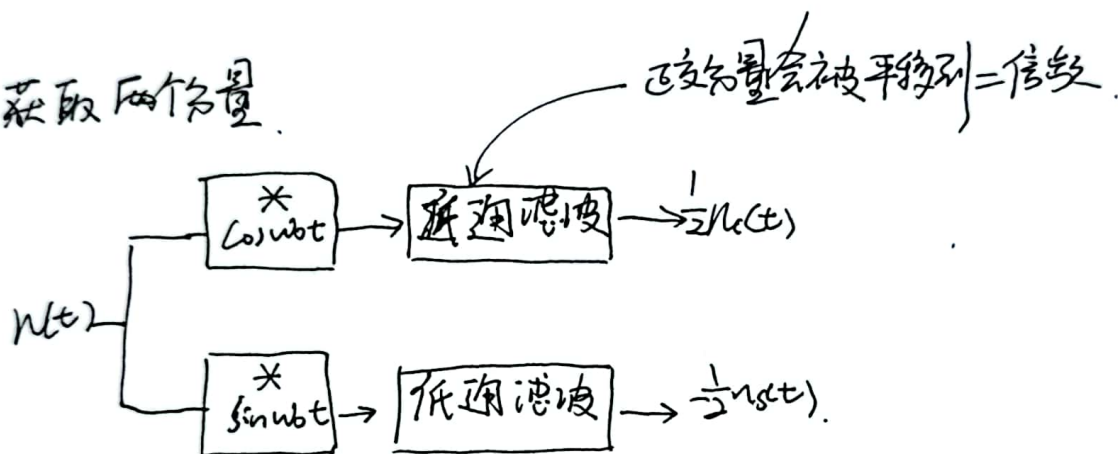
$$\left. \begin{aligned} n(t) &= n_c(t) \cos \omega_c t - n_s(t) \sin \omega_c t \\ &= A(t) \cos(\omega_c t + \theta(t)) \end{aligned} \right\} \Rightarrow \begin{cases} A(t) = \sqrt{n_c^2(t) + n_s^2(t)} \\ \theta(t) = \arctan \frac{n_s(t)}{n_c(t)} \end{cases}$$

因此 $\{n_c(t), n_s(t)\}$ 可以和 $\{A(t), \theta(t)\}$ 相互推导。

通常: $n_c(t)$ 和 $n_s(t)$ 常服从高斯分布

此时 $A(t)$ 服从瑞利分布, $\theta(t)$ 服从均匀分布。

如何获取两个分量



确定信号的复表示: 一个单通带信号变成双通带信号

多通带的用途: ① 冗余纠错 ② 防截获

③ 抗辐射技术: 宇宙中的芯片如何抗辐射

复信号的优点: ① 某个不直观??
② 某个直观??

余弦信号的复数表示: $s(t) = a \cos(\omega_c t + \varphi)$ 设 $\hat{s}(t) = a \sin(\omega_c t + \varphi)$

组合: $\tilde{s}(t) = a e^{j(\omega_c t + \varphi)} = s(t) + j\hat{s}(t)$

取 $\begin{cases} s(t) = \frac{1}{2} \{ a e^{j(\omega_c t + \varphi)} + a e^{-j(\omega_c t + \varphi)} \} \\ \hat{s}(t) = \frac{1}{2} \{ a e^{j(\omega_c t + \varphi)} - a e^{-j(\omega_c t + \varphi)} \} \end{cases}$

取 $\tilde{s}(\omega) = \pi [\tilde{a} \delta(\omega - \omega_c) + \tilde{a}^* \delta(\omega + \omega_c)]$ $\tilde{a} = a e^{j\varphi}$

“单边带”能量利用信。

设 $x(t)$ 是任意一个实信号 记 $\tilde{x}(t) = x(t) + j\hat{x}(t)$ 是其复表示。

$\hat{x}(t)$ 是如何生成出来的。以及生成的目的是什么。

- ① 把负频率上的能量移到正频率，总带宽变为一半
有利于采样。采样带宽只需要大于信带宽。
只需要一半的采样带宽。{第4个好处}

我们已知 $\tilde{X}(\omega) = 2X(\omega)U(\omega)$ 。

$$\begin{aligned} & \downarrow \\ & 2s(t) * \frac{1}{2} \left[\delta(t) - \frac{1}{j\pi t} \right] \\ & \uparrow \text{时移} \quad \uparrow \text{卷积} \\ & \text{故 } \hat{x}(t) = x(t) * \frac{1}{\pi t} \\ & \frac{1}{\pi t} \leftrightarrow -j \operatorname{sgn}(\omega) \quad \text{故} \quad \hat{X}(\omega) = -j \operatorname{sgn}(\omega) \cdot X(\omega) \end{aligned}$$

希尔伯特变换：每个存在一个信号，必然存在一个对称的信号存在

复信号(也叫解析信号)带有相位信息。

$$\frac{1}{\operatorname{sgn}(\omega)} = \operatorname{sgn}(\omega)$$

设 $\hat{x}(t)$ 为 $x(t)$ 的希尔伯特变换：

$$\begin{cases} \hat{x}(t) = x(t) * \frac{1}{\pi t} \\ x(t) = \hat{x}(t) * (-\frac{1}{\pi t}) \end{cases}$$

数学本质：卷积运算。

物理意义：90° 移相器。

傅里叶 2020-11-04 21:00:00
 $h(t) = \delta(t) + j \frac{1}{\pi t} \leftrightarrow H(\omega) = 2jU(\omega)$

4.

希尔伯特变换性质：
 1. 顺时针旋转 90° (相位)

性质1 $\mathcal{F}[\hat{x}(t)] = -j \sin \omega t X(\omega)$ 最为重要性质 高频谱

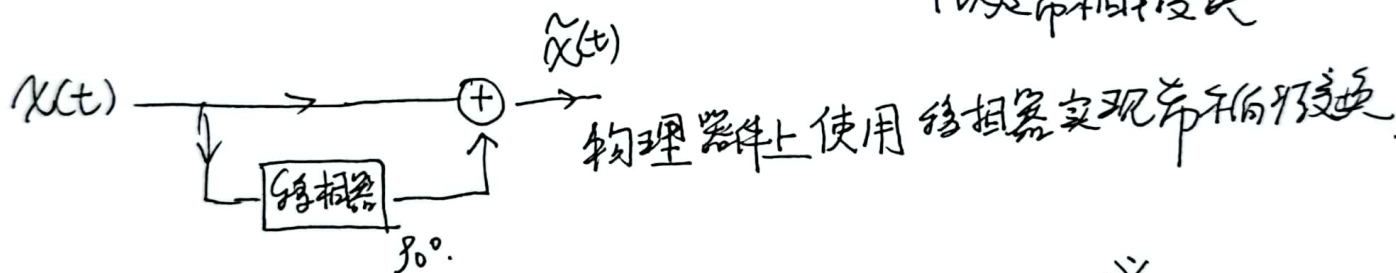
性质2 $\mathcal{H}[\hat{x}(t)] = -x(t)$: 可以理解为做了两次 90° 的移相

性质3 低频信号 $\mathcal{H}[a(t) \cos \omega_c t] = a(t) \sin \omega_c t$

$\omega_c \gg B$ 时 $\mathcal{H}[a(t) \sin \omega_c t] = -a(t) \cos \omega_c t$

性质5 $\hat{\hat{x}}(t)$ 和 $x(t)$ 功率相同 能量守恒

性质6. 正交性 $\lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T}^T x(t) \hat{x}(t) dt = 0$ { 利用傅里叶变换, 以及希尔伯特变换



性质4: 若 $y(t) = x(t) * v(t)$

$$\hat{y}(t) = \hat{x}(t) * v(t) = x(t) * \hat{v}(t)$$

※
 ※ 卷积交换律

$$\begin{aligned} \hat{y}(t) &= x(t) * \frac{1}{\pi t} \\ &= x(t) * v(t) * \frac{1}{\pi t} = x(t) * \underbrace{\left(v(t) * \frac{1}{\pi t} \right)}_{\hat{v}(t)} \\ &= \underbrace{\left(x(t) * \frac{1}{\pi t} \right)}_{\hat{x}(t)} * v(t) \end{aligned}$$

如何理解: 两个线性系统串联时, 是可交换的。
 { 最终结果不变。

复随机变量: $Z = X + jY$

数字特征: $m_z = E[X] + jE[Y]$ 一切复数计算 = 阶数 - 也要加上虚部

方差: $E[(Z - m_z)(Z - m_z)^*] = D[X] + D[Y]$ 能量没有互相耦合

协方差: $E[(Z_1 - m_{z_1})(Z_2 - m_{z_2})^*]$

互不相关: 协方差 = 0. 或者 $E[Z_1 Z_2^*] = E[Z_1] E[Z_2^*]$

独立: $E[Z_1 Z_2^*] = 0$

相互独立: $f(x_1, y_1; x_2, y_2) = f_{z_1}(x_1, y_1) \cdot f_{z_2}(x_2, y_2)$ 认为是两个变量

复随机过程: 类似于 ↑

自相关函数: $R_z(t_1, t_2) = E[Z(t_1) Z^*(t_2)]$

6个性质: 必须要证明 常用工具: 最大相关性问题的思考: $Y = \hat{X}(t)$ 的情况

$= R_X(t_1, t_2) + R_Y(t_1, t_2) + j[R_{YX}(t_1, t_2) - R_{XY}(t_1, t_2)]$

协方差函数 $C_z(t_1, t_2) = \text{cov}[Z(t_1), Z^*(t_2)]$ 能不能分开求

$= E\{[Z(t_1) - m_z(t_1)][Z(t_2) - m_z(t_2)]^*\}$

广义平稳: $E[|Z(t)|^2] < \infty$: 能量有限

$E[Z(t)] = m_z$: 均值

$R_z(\tau)$: 只与 τ 有关 $\rightarrow R_X(\tau) = R_Y(\tau)$

R_z 有 4 个性质: ① $|R_z(\tau)| \leq R_z(0)$ ②

③ $R_z(-\tau) = R_z^*(\tau)$ ④ 非负定性.

习题 2024-11-04 3M101.

H 谱线和自相关函数.

卷如其三冲字法是什么*

6

$R_{xx}(t) = R_{xx}(t)$ 故 $R_{xx}(0) = R_{xx}(0)$ 即具有相同的能量.

$$R_{xx}(t) = -\hat{R}_{xx}(t) \quad R_{xx}(t) = \hat{R}_{xx}(t).$$

* 验证证明 $R_{xx}(t) = R_{xx}(-t) = -\hat{R}_{xx}(t)$ 为奇函数.

验证第二步结论.

由于 $R_{xx}(t)$ 是偶函数.

* 证明: 偶函数经希尔伯特变换是奇函数

所以 $\hat{R}_{xx}(t)$ 是奇函数.

奇函数的希尔伯特变换是偶函数.

$R_{xx}(0) = 0$. (关于奇函数) 故 $x(t)$ 与 $\hat{x}(t)$ 正交.

从 $R_{xx}(t)$ 看 $x(t)$ 的性质. $\omega > 0$ 有 4 倍能量. $\omega < 0$ 无能量.