

第4讲 系统（二）

Dr. Li Hao

Email: lhao@home.swjtu.edu.cn

School of Information Science and Technology

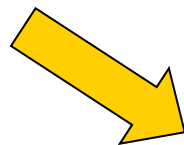
Southwest Jiaotong University

2023 Autumn

4.1、希尔伯特变换

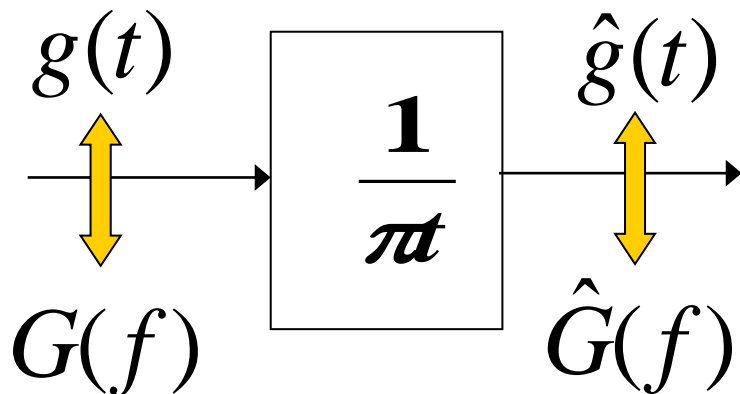
$$g(t) \xleftrightarrow{H.T.} \hat{g}(t)$$

$$\begin{cases} \hat{g}(t) = H[g(t)] = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{g(\lambda)}{t - \lambda} d\lambda \\ g(t) = H^{-1}[\hat{g}(t)] = -\frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{\hat{g}(\lambda)}{t - \lambda} d\lambda \end{cases}$$

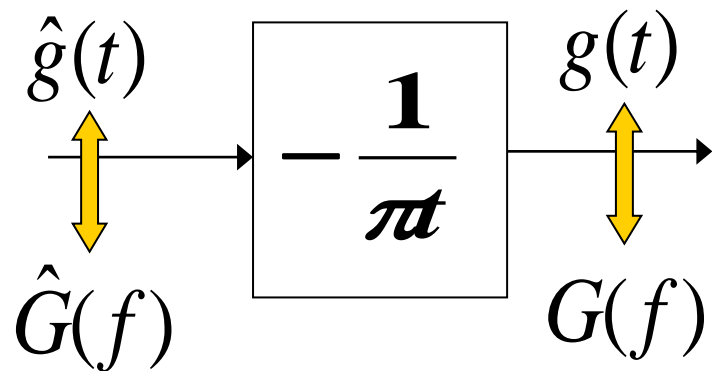


$$\begin{cases} \hat{g}(t) = g(t) * \frac{1}{\pi t} \\ g(t) = \hat{g}(t) * \left(-\frac{1}{\pi t}\right) \end{cases}$$

正交滤波器



$$h_Q(t) = \frac{1}{\pi t}$$



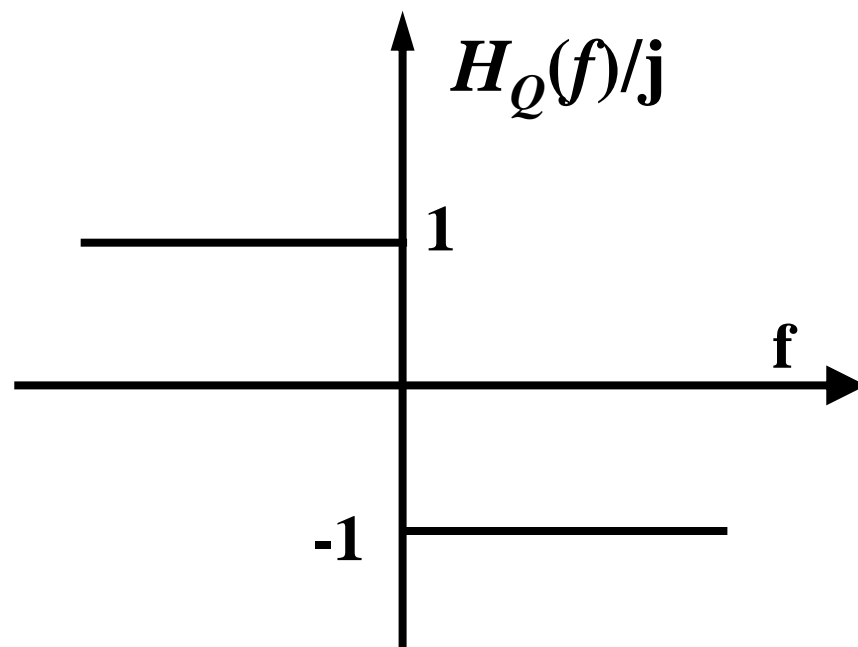
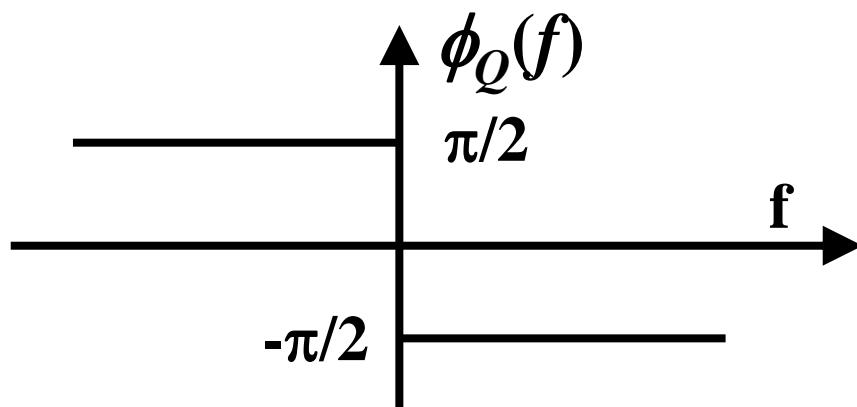
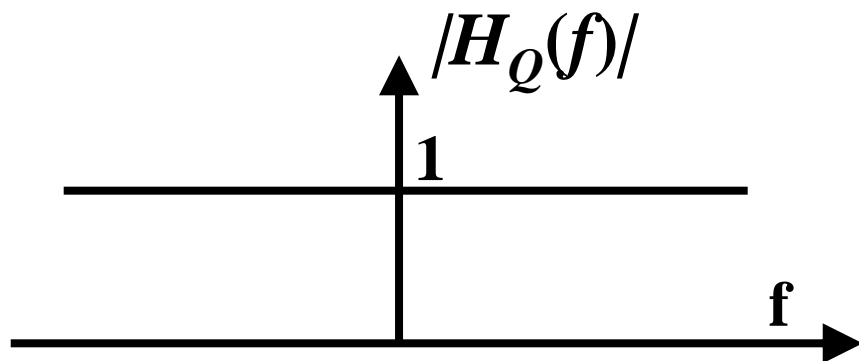
正交滤波器

$$h_Q(t) = \frac{1}{\pi t} \quad \xleftrightarrow{\text{F.T.}} \quad H_Q(f) = -j \operatorname{sgn}(f) = \begin{cases} -j & f > 0 \\ +j & f < 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \hat{G}(f) = G(f) \cdot (-j \operatorname{sgn}(f)) \\ G(f) = \hat{G}(f) \cdot j \operatorname{sgn}(f) \end{cases}$$

正交滤波器

$$H_Q(f) = -j \operatorname{sgn}(f)$$



例题

例4-1: 余弦信号的希尔伯特变换.

$$f(t) = \cos 2\pi f_c t$$

$$\hat{f}(t) \leftrightarrow \hat{F}(f)$$

$$\hat{F}(f) = -j \operatorname{sgn}(f) F(f)$$

$$= -j \operatorname{sgn}(f) \times \frac{1}{2} [\delta(f - f_c) + \delta(f + f_c)]$$

$$= \frac{1}{j2} [\delta(f - f_c) - \delta(f + f_c)]$$

$$\hat{f}(t) = \sin 2\pi f_c t$$

例题

例4-2: 信号 $f(t) = \hat{m}(t) \sin 2\pi f_c t$ 的傅里叶变换。

$$\hat{m}(t) \leftrightarrow -j \operatorname{sgn}(f) M(f)$$

$$\hat{m}(t) \sin 2\pi f_c t \leftrightarrow [-j \operatorname{sgn}(f) M(f)] * \frac{1}{j2} [\delta(f - f_c) - \delta(f + f_c)]$$

$$F(f) = \frac{1}{2} [M(f + f_c) \operatorname{sgn}(f + f_c) - M(f - f_c) \operatorname{sgn}(f - f_c)]$$

例题

例4-3：信号 $f(t) = m(t) \cos 2\pi f_c t$ 的希尔伯特变换。

$$\begin{aligned}\hat{F}(f) &= -j \operatorname{sgn}(f) \times \frac{1}{2} [M(f - f_c) + M(f + f_c)] \\ &= \frac{1}{j2} [M(f - f_c) - M(f + f_c)]\end{aligned}$$

$$\hat{f}(t) = m(t) \sin 2\pi f_c t$$

4.2带通信号的（复包络）低通表示

解析信号：对于实信号 $x(t)$

$$\begin{aligned} z(t) = x(t) + j\hat{x}(t) &\leftrightarrow Z(f) = X(f) + j\hat{X}(f) \\ &= X(f) + j[-j\operatorname{sgn}(f)X(f)] \\ &= [1 + \operatorname{sgn}(f)]X(f) \\ x(t) &= \operatorname{Re}[z(t)] \end{aligned}$$

复包络

同相与正交分量

$$x_L(t) = z(t) \exp(-j2\pi f_c t) = x_c(t) + jx_s(t) = a(t) \angle \theta(t)$$

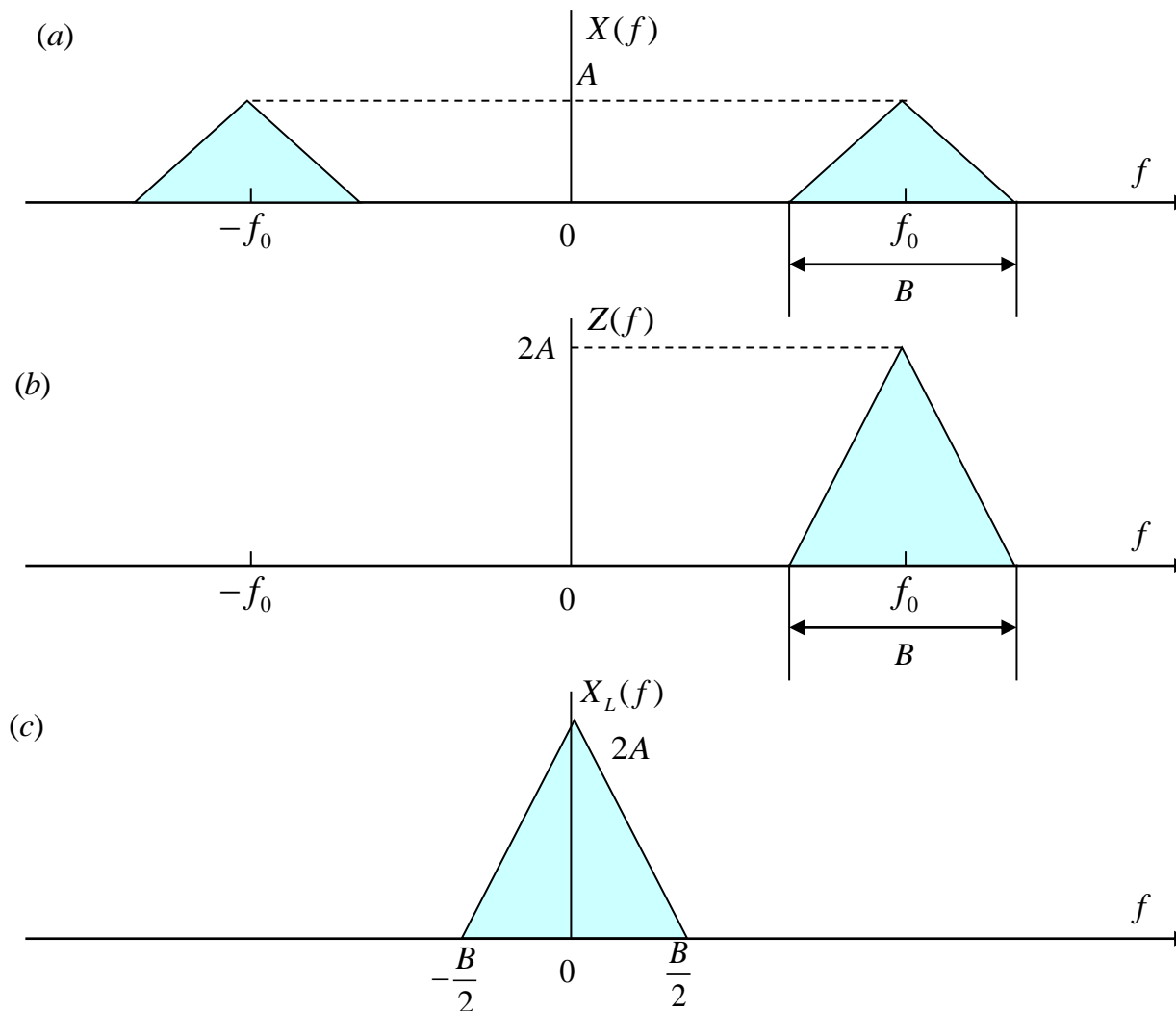
$$X_L(f) = Z(f + f_c)$$

包络与相位

$$x_c(t) = \operatorname{Re}[x_L(t)], \quad x_s(t) = \operatorname{Im}[x_L(t)]$$

$$a(t) = \sqrt{x_c^2(t) + x_s^2(t)}, \quad \theta(t) = \tan^{-1} \left[\frac{x_s(t)}{x_c(t)} \right]$$

4.2 带通信号的 (复包络) 低通表示



4.2 带通信号的 (复包络) 低通表示

带通信号 $x(t)$ 的复包络表示

- 同相-正交形式

$$x(t) = \text{Re}[z(t)] = \text{Re}[x_L(t) \exp(j2\pi f_0 t)] = x_c(t) \cos(2\pi f_c t) - x_s(t) \sin(2\pi f_c t)$$

- 包络-相位形式

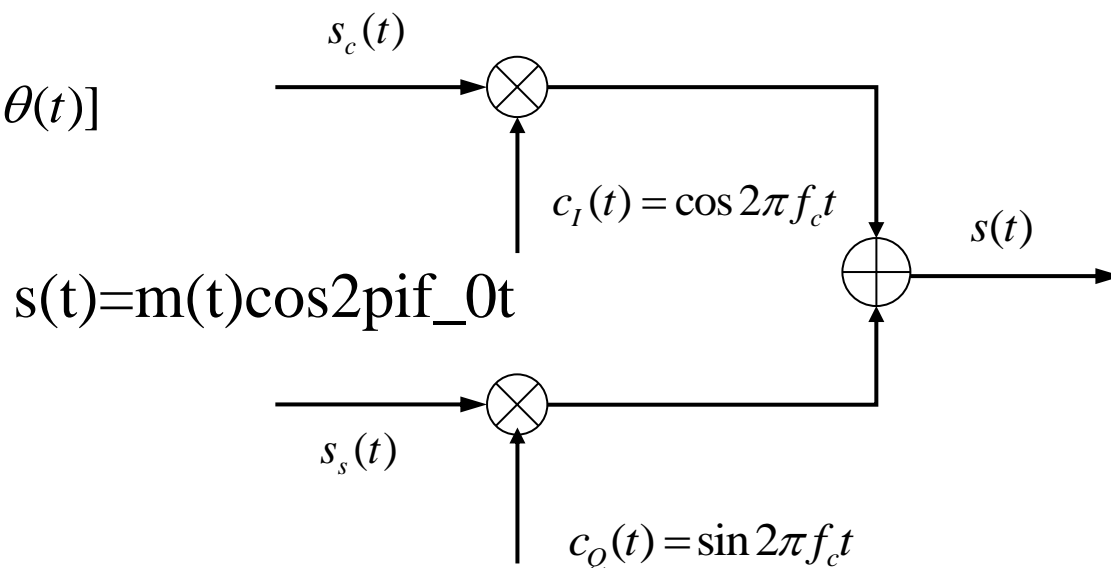
$$x(t) = a(t) \cos[2\pi f_0 t + \theta(t)]$$

- 线性调制信号

$$s(t) = A_c m(t) \cos 2\pi f_c t$$

$$z_s(t) = A_c m(t) e^{j2\pi f_c t}$$

$$s_L(t) = z_s(t) e^{-j2\pi f_c t} = A_c m(t)$$



正交调制系统

4.2 带通系统的（复包络）低通表示

我们将带通脉冲响应 $h(t)$ 表示为

$$h(t) = h_I(t) \cos 2\pi f_c t - h_Q(t) \sin 2\pi f_c t \quad (3-41)$$

其中 $h_I(t)$ 和 $h_Q(t)$ 为带通系统复包络响应

$$h_L(t) = h_I(t) + jh_Q(t) \quad (3-42)$$

的同步与正交分量。因此，我们可以得到

$$h(t) = \operatorname{Re} \left[h_L(t) e^{j2\pi f_c t} \right] \quad (3-43)$$

注意 $h_I(t)$ 、 $h_Q(t)$ 和 $h_L(t)$ 均为带宽等于 B 的低通实函数。