



通信原理

鲁东大学信息与电气工程学院

智能科学系 臧睦君

E-mail: zmj_ldu@126.com



第2章 确知信号



主要内容



2.1 信号的分类

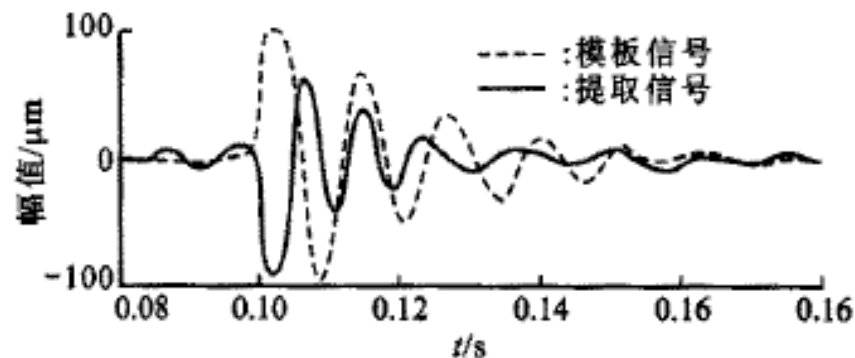
2.2 确知信号的频域性质

2.3 确知信号的时域性质

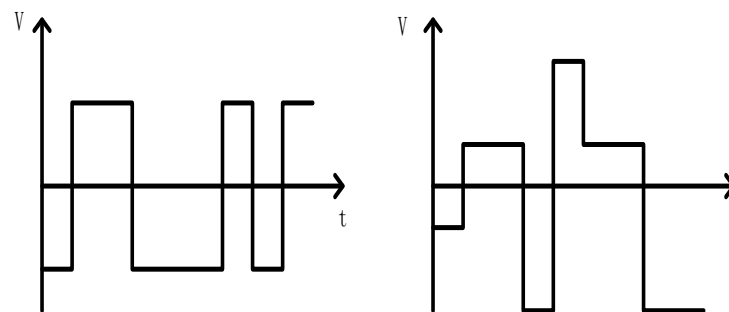
2.4 确知信号通过线性系统

按照信号参量的取值

❖ 模拟信号（连续信号）：信号参量的取值是连续的或取无穷多个值的，如连续变化的语音、图像等；

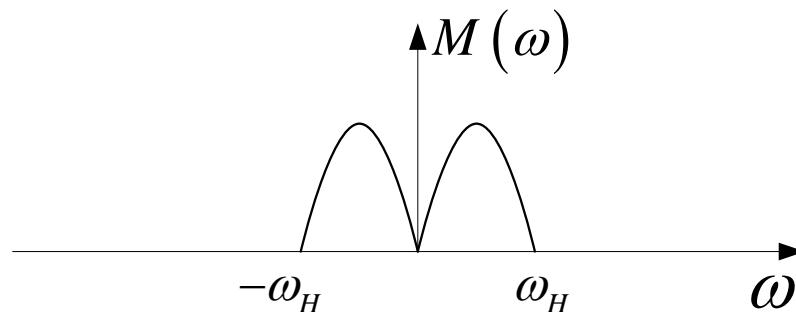


❖ 数字信号（离散信号）：信号参量只能取有限个值，如文字、符号、数据等。

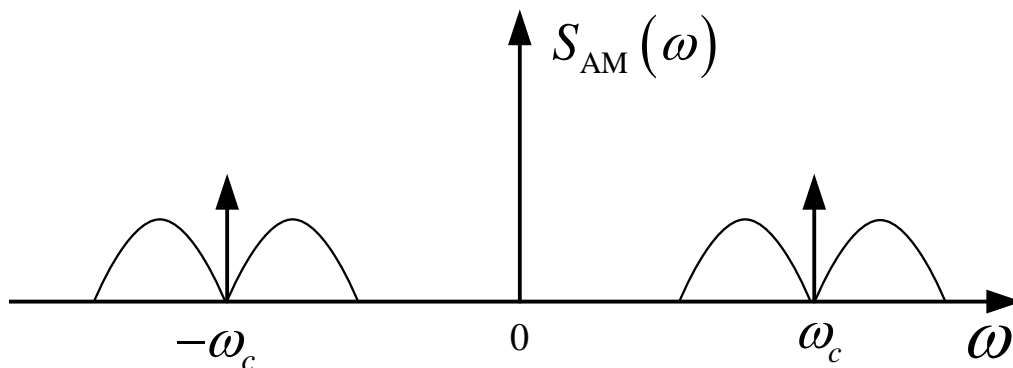


按照信号是否经过调制

❖ 基带信号（低通信号）：信息源发出的信号，能量主要集中在低频端；

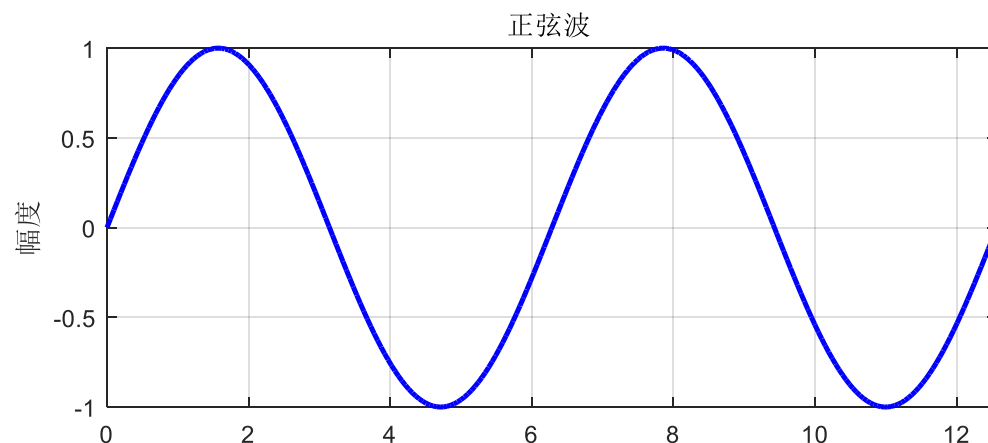


❖ 频带信号（带通信号）：将基带信号以特定调制方式“载荷”到某一指定的高频载波。

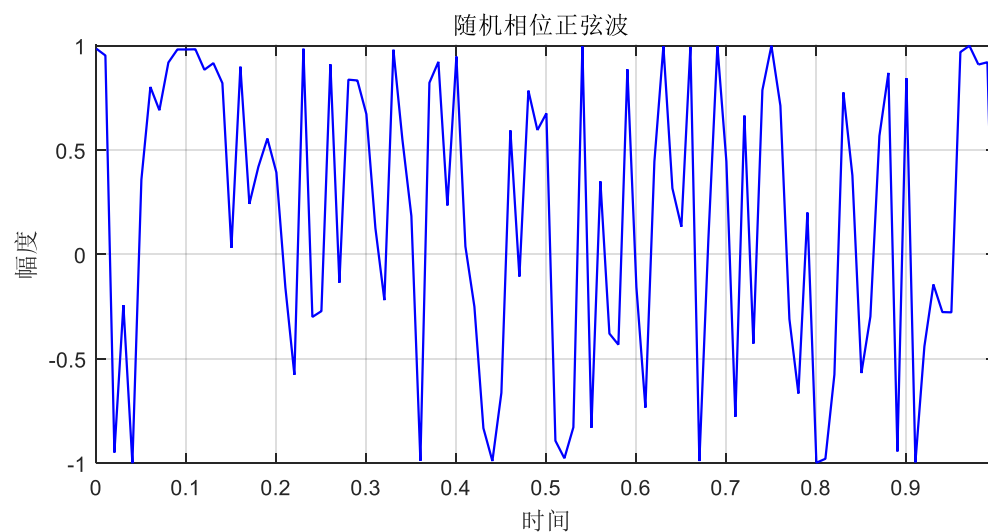


信号是否可用确定的时间函数表示

❖ 确知信号：可以用明确的数学表示式表示，无论过去、现在和未来的任何时间，其取值总是唯一确定的；



❖ 随机信号：没有明确的数学表示式，给定一个时间值通常只知道它取某一数值的概率。





按照周期性

❖ 周期信号

信号满足

$$s(t) = s(t + nT_0), -\infty < t < \infty$$

T_0 -信号的周期, n -任意整数

❖ 非周期信号

不存在满足上式的任何大小的 T 值



按照能量

❖ 能量信号：能量有限，平均功率为零

$$0 < E = \int_{-\infty}^{\infty} s^2(t) dt < \infty$$

- 能量的单位是J
- 如限时信号、某些非限时信号 $e^{-|t|}$ 、 e^{-t^2}

❖ 功率信号：平均功率有限，能量无穷大

$$P = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} s^2(t) dt < \infty$$

- 功率的单位是W
- 周期信号是功率信号



信号分析方法

- ❖ 时域分析法：写出信号的时域表达式，绘制信号的波形。
 - 可以方便的计算出信号某时刻的值
- ❖ 频域分析法：确定信号带宽，用合适的信道来传输信息。



主要内容



2.1 信号的分类

2.2 确知信号的频域性质

2.3 确知信号的时域性质

2.4 确知信号通过线性系统

2.2.1 功率信号的频谱

❖ 周期性功率信号频谱定义

- 设一个周期性功率信号 $s(t)$ 的周期为 T_0 ，展开成指数形式的傅里叶级数

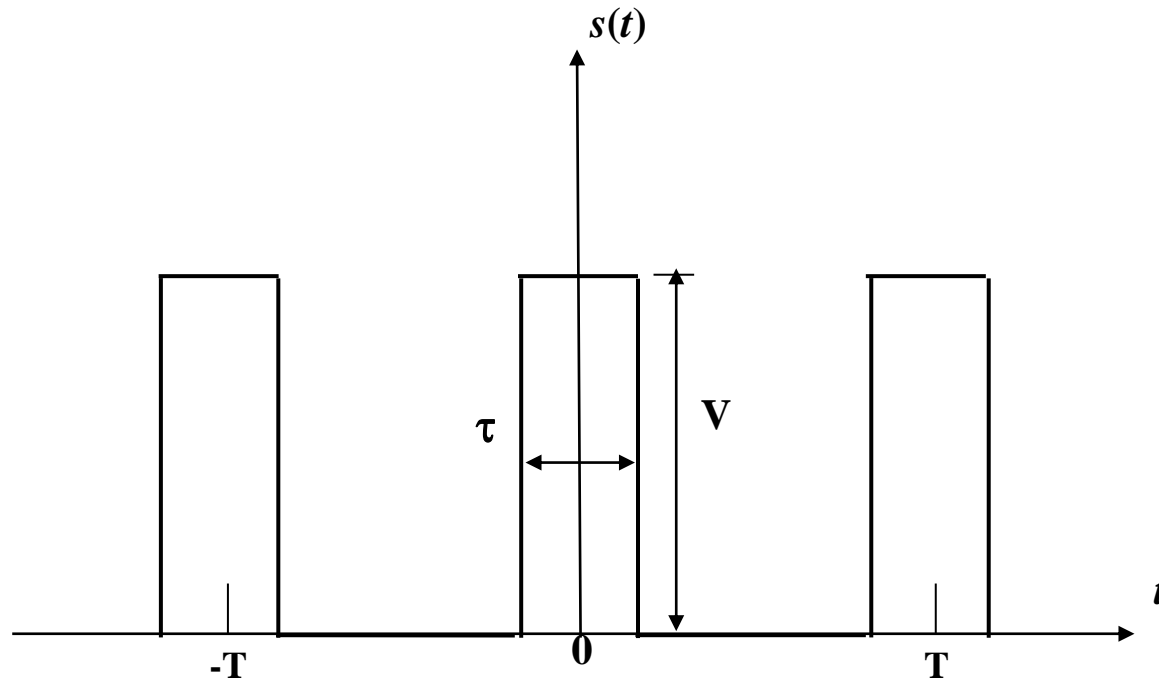
$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n e^{jn\omega_0 t}$$

其中

$$C_n = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} s(t) e^{-jn\omega_0 t} dt, \quad \omega_0 = 2\pi f_0 = \frac{2\pi}{T_0}$$

周期信号的傅里叶级数

【例2-1】试求如图所示周期性方波的频谱。





周期信号的傅里叶级数

● 解：此周期性方波的周期为 T ，宽度为 τ ，幅度为 V ，它用公式表示如下：

$$s(t) = \begin{cases} V, & -\tau/2 \leq t \leq \tau/2 \\ 0, & \tau/2 < t < (T - \tau/2) \end{cases}$$

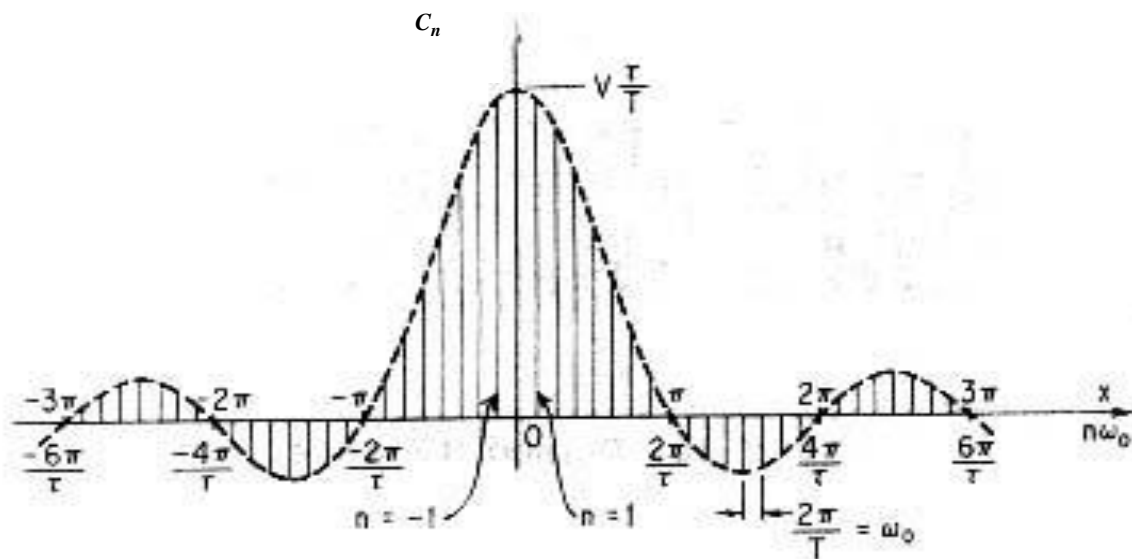
$$s(t) = s(t - T), \quad -\infty < t < \infty$$

$$\begin{aligned} C_n &= \frac{1}{T} \int_{-\tau/2}^{\tau/2} V e^{-jn\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \left[-\frac{V}{jn\omega_0} e^{-jn\omega_0 t} \right]_{-\tau/2}^{\tau/2} \\ &= \frac{V}{T} \frac{e^{jn\omega_0 \frac{\tau}{2}} - e^{-jn\omega_0 \frac{\tau}{2}}}{jn\omega_0} = \frac{V}{n\pi} \sin n\omega_0 \frac{\tau}{2} = \frac{V\tau}{T} \text{Sa}\left(\frac{n\omega_0 \tau}{2}\right) \end{aligned}$$

周期信号的傅里叶级数

● 此信号的傅里叶级数表示式为

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n e^{jn\omega_0 t} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{V\tau}{T} \text{Sa}\left(\frac{n\omega_0\tau}{2}\right) e^{jn\omega_0 t}$$



2.2.2 能量信号的频谱密度

❖ 傅里叶变换

- 表达式: $f(t) \Leftrightarrow F(\omega)$

$$F(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

- 充分条件: $f(t)$ 在无限区间内绝对可积

$$\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)| dt < \infty$$

傅里叶变换的运算特性(1)

$$f(t) \quad \Longleftrightarrow \quad F(\omega)$$

❖ 放大

$$kf(t) \quad \Longleftrightarrow \quad kF(\omega)$$

❖ 叠加

$$a_1 f_1(t) + a_2 f_2(t) \quad \Longleftrightarrow \quad a_1 F_1(\omega) + a_2 F_2(\omega)$$

❖ 复共轭

$$f^*(t) \quad \Longleftrightarrow \quad F^*(-\omega)$$

❖ 尺度变换

$$f(at) \quad \Longleftrightarrow \quad \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\omega}{a}\right)$$

❖ 时移

$$f(t - t_0) \quad \Longleftrightarrow \quad e^{-j\omega t_0} F(\omega)$$

❖ 频移

$$e^{j\omega_0 t} f(t) \quad \Longleftrightarrow \quad F(\omega - \omega_0)$$

傅里叶变换的运算特性(2)

	$f(t)$	\Leftrightarrow	$F(\omega)$
❖ 调制	$f(t) \cos \omega_0 t$	$\frac{1}{2} F(\omega + \omega_0) + \frac{1}{2} F(\omega - \omega_0)$	
❖ 对偶	$F(t)$	$2\pi f(-\omega)$	
❖ 时域卷积	$f_1(t) * f_2(t)$	$F_1(\omega) \cdot F_2(\omega)$	
❖ 频域卷积	$f_1(t) \cdot f_2(t)$	$\frac{1}{2\pi} [F_1(\omega) * F_2(\omega)]$	
❖ 时域微分	$\frac{d^n}{dt^n} f(t)$	$(j\omega)^n F(\omega)$	
❖ 时域积分	$\int_{-\infty}^t f(z) dz$	$\frac{F(\omega)}{j\omega} + \pi F(0) \delta(\omega)$	

常用信号的傅里叶变换(1)

$f(t)$	\Leftrightarrow	$F(\omega)$
$\delta(t)$		1
1		$2\pi\delta(\omega)$
$u(t)$		$\pi\delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$
e^{-at}		$\frac{1}{a + j\omega}$
$e^{-a t }$		$\frac{2a}{a^2 + \omega^2}$

常用信号的傅里叶变换(2)

$$f(t) \quad \Longleftrightarrow \quad F(\omega)$$

$$\text{sgn}(t)$$

$$\frac{2}{j\omega}$$

任意周
期信号

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n e^{jn\omega_0 t}$$

$$2\pi \sum_{n=-\infty}^{\infty} C_n \delta(\omega - n\omega_0)$$

$$\delta_{T_0}(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT_0) \quad \omega_0 \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n\omega_0)$$

$$\cos \omega_0 t$$

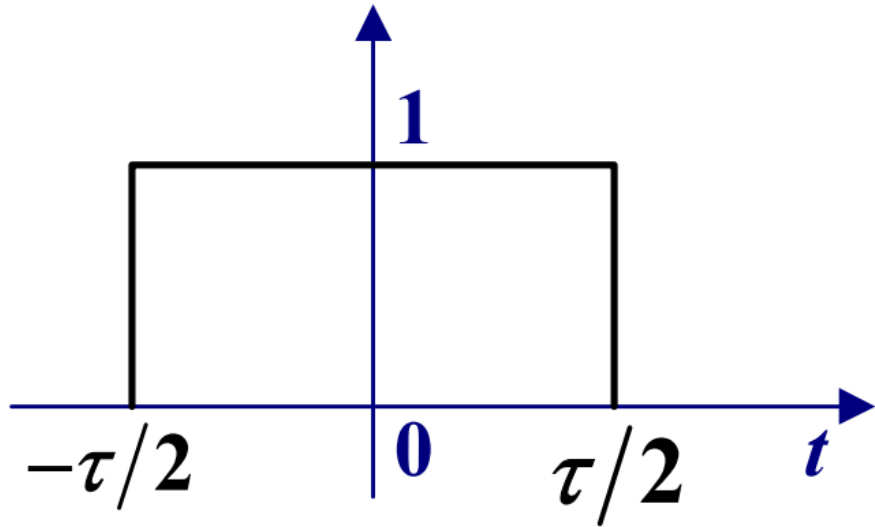
$$\pi[\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0)]$$

$$\sin \omega_0 t$$

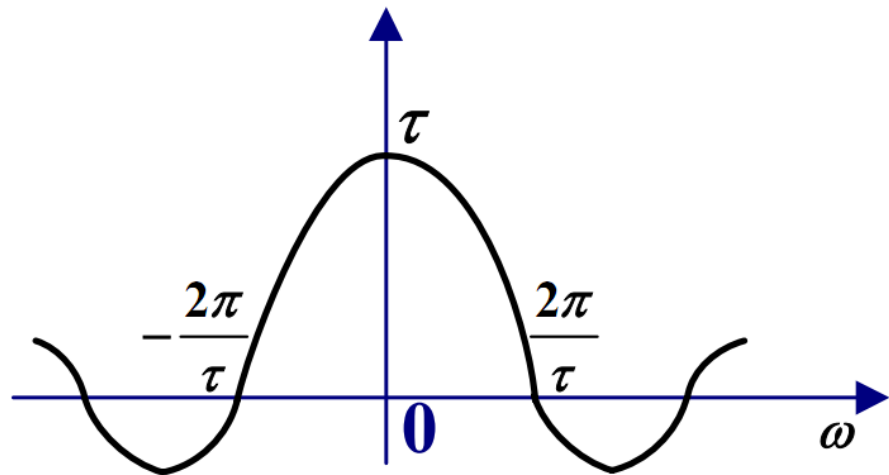
$$j\pi[\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0)]$$

常用信号的傅里叶变换(3)

$$\text{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right)$$

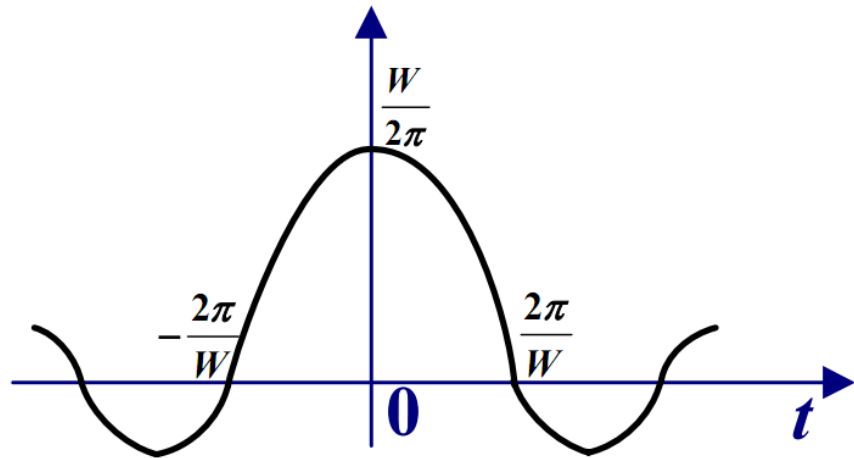


$$\tau \text{Sa}\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

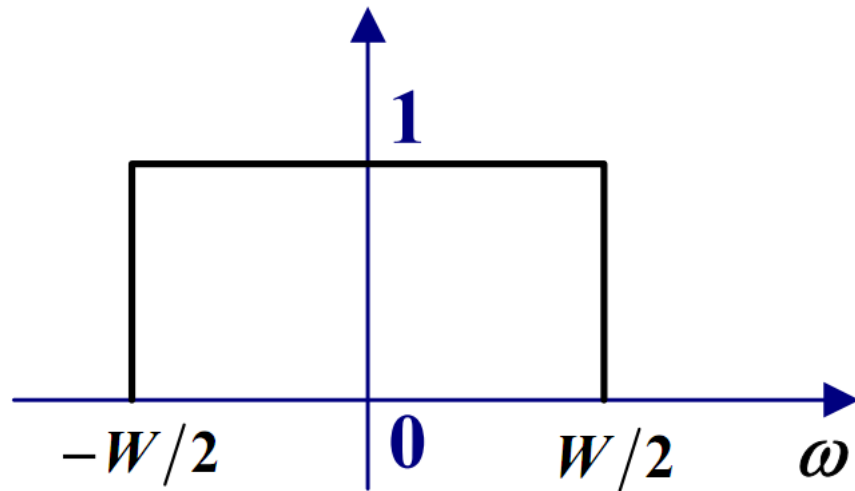


常用信号的傅里叶变换(4)

$$\frac{W}{2\pi} \text{Sa}\left(\frac{Wt}{2}\right)$$

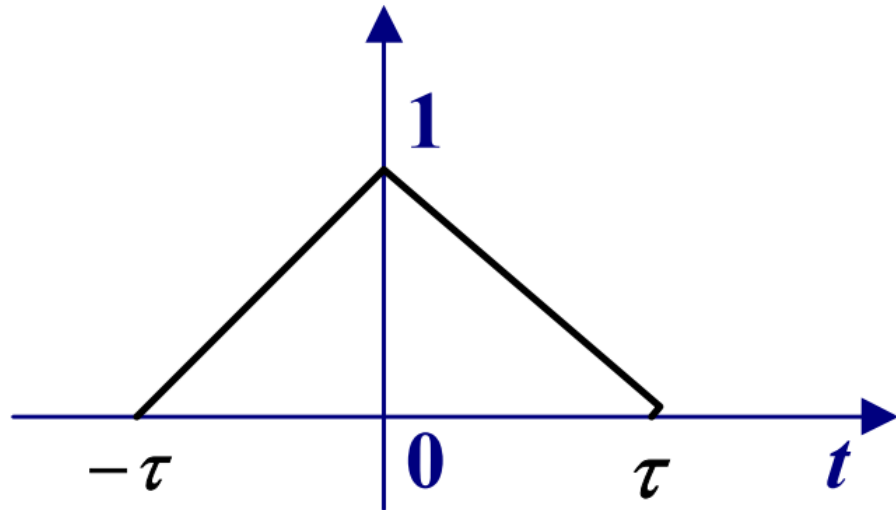


$$\text{rect}\left(\frac{\omega}{W}\right)$$

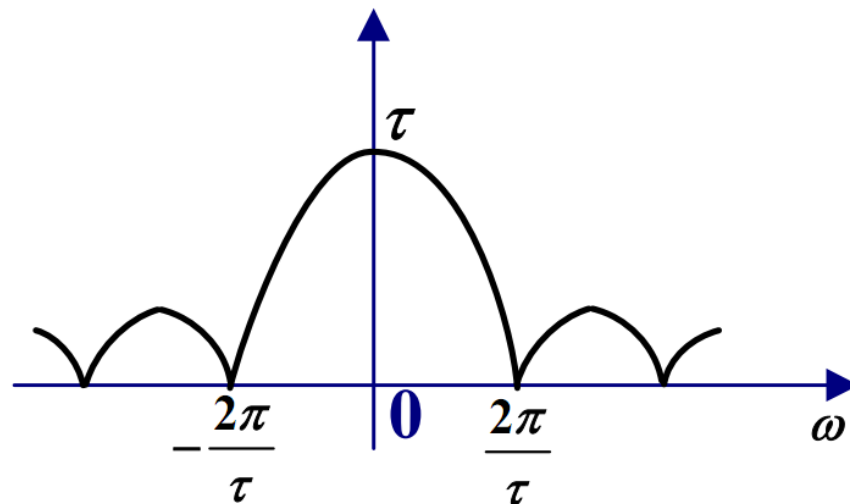


常用信号的傅里叶变换(5)

$$\text{tri}\left(\frac{t}{\tau}\right)$$



$$\tau \text{Sa}^2\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$



2.2.3 能量信号的能量谱密度

❖ 定义：由巴塞伐尔(Parseval)定理

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} s^2(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} |S(f)|^2 df = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |S(\omega)|^2 d\omega$$

❖ 通常将 $E(f) = |S(f)|^2$ 定义为能量信号 $s(t)$ 的能量谱密度。

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

2.2.4 功率信号的功率谱密度

❖ 定义截短信号

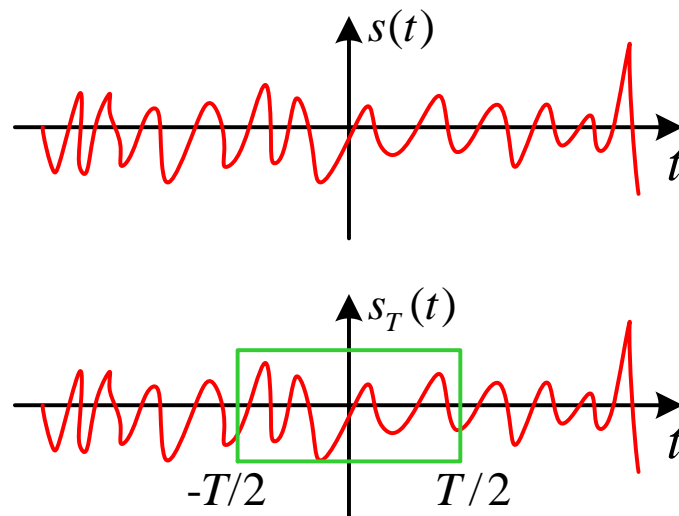
$$s_T(t) = \begin{cases} s(t) & |t| < \frac{T}{2} \\ 0 & \text{其它}t \end{cases}$$

$$s_T(t) \Leftrightarrow S_T(\omega)$$

$$E_T = \int_{-T/2}^{T/2} s_T^2(t) dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |S_T(\omega)|^2 d\omega$$

$$P = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{E_T}{T} = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |S_T(\omega)|^2 d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} |S_T(\omega)|^2 d\omega$$

$$P(\omega) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} |S_T(\omega)|^2 \quad \text{或} \quad P(f) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} |S_T(f)|^2$$





主要内容



2.1 信号的分类

2.2 确知信号的频域性质

2.3 确知信号的时域性质

2.4 确知信号通过线性系统

确知信号的卷积

❖ 连续时间信号 $s_1(t)$ 和 $s_2(t)$ ，定义卷积为

$$s_1(t) * s_2(t) = \int_{-\infty}^{\infty} s_1(\tau) s_2(t - \tau) d\tau$$

❖ 离散时间信号 $x_1(n)$ 和 $x_2(n)$ ，定义离散卷积为

$$x_1(n) * x_2(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x_1(m) x_2(n - m)$$

卷积的性质

❖ 与单位冲激信号的卷积 $s(t) * \delta(t) = s(t)$

$$s(t) * \delta(t - t_0) = s(t - t_0)$$

$$s(t - t_1) * \delta(t - t_2) = s(t - t_1 - t_2)$$

❖ 交换律

$$s_1(t) * s_2(t) = s_2(t) * s_1(t)$$

❖ 分配律

$$s_1(t) * [s_2(t) + s_3(t)] = s_1(t) * s_2(t) + s_1(t) * s_3(t)$$

❖ 结合律

$$s_1(t) * [s_2(t) * s_3(t)] = [s_1(t) * s_2(t)] * s_3(t)$$

自相关函数

❖ 自相关函数反映同一信号 $s(t)$ 在不同时刻的关联程度

■ 能量信号 $R(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s(t)s(t+\tau)dt, \quad -\infty < \tau < \infty$

(1) $R(0) = \int_{-\infty}^{\infty} s^2(t)dt = E$

(2) $R(\tau) \Leftrightarrow |S(\omega)|^2$

■ 功率信号 $R(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} s(t)s(t+\tau)dt, \quad -\infty < \tau < \infty$

(1) $R(0) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} s^2(t)dt = P$

(2) $R(\tau) \Leftrightarrow P(\omega) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} |S_T(\omega)|^2$

互相关函数

❖ 互相关函数反映两个信号 $s_1(t)$ 和 $s_2(t)$ 之间的关联程度

■ 能量信号

$$R_{12}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s_1(t)s_2(t+\tau)dt, \quad -\infty < \tau < \infty$$

■ 功率信号

$$R_{12}(\tau) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} s_1(t)s_2(t+\tau)dt, \quad -\infty < \tau < \infty$$

相关函数的性质

1. $R(0) \geq |R(\tau)|$
2. $R(\tau) = R(-\tau)$
3. $R_{12}(\tau) = R_{21}(-\tau)$
4. 对于周期为 T 的周期信号，其自相关函数仍为同周期的周期信号

$$R(\tau) = R(\tau + nT)$$



主要内容



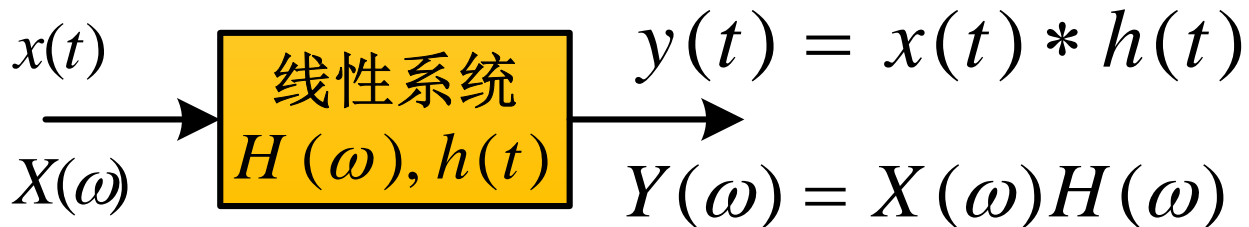
2.1 信号的分类

2.2 确知信号的频域性质

2.3 确知信号的时域性质

2.4 确知信号通过线性系统

确知信号通过线性系统(1)



❖ 传递函数

$$h(t) \Leftrightarrow H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)} = |H(\omega)| e^{j\varphi(\omega)}$$

$|H(\omega)|$ 称幅-频特性

$\varphi(\omega)$ 称相-频特性

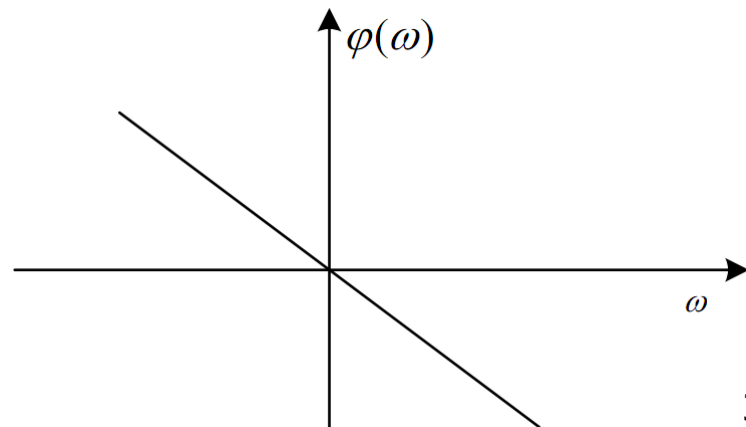
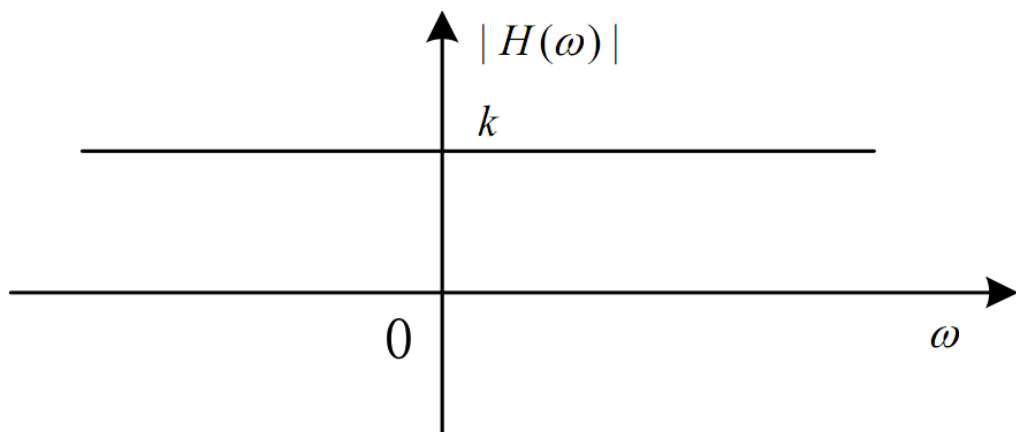
确知信号通过线性系统(2)

❖ 信号不失真条件—理想系统

$$y(t) = kx(t - t_0) \longrightarrow \begin{cases} h(t) = k\delta(t - t_0) \\ H(\omega) = ke^{-j\omega t_0} = ke^{j\varphi(\omega)} \end{cases}$$

❖ 幅-频特性：是一个不随频率变换的常数

❖ 相-频特性：是一条过原点的直线



信号的带宽

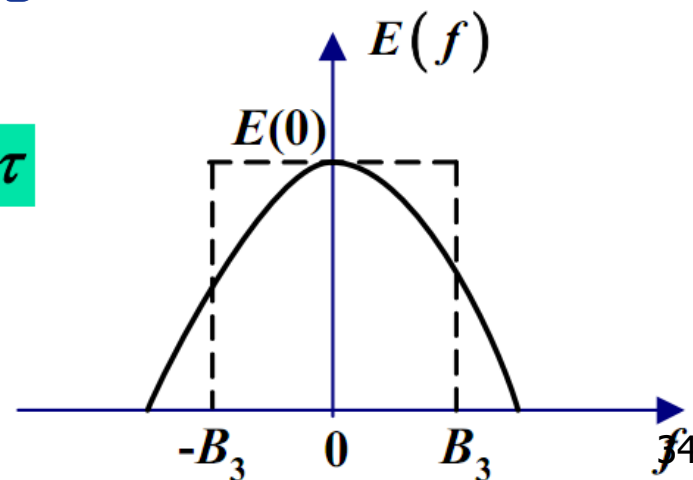
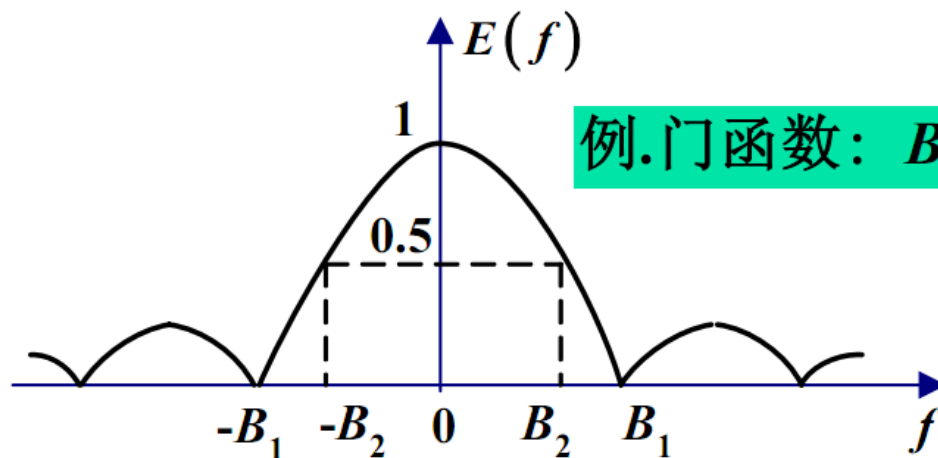
❖ 信号带宽：信号能量或功率主要部分集中的频率范围（正频率部分）—— HZ

❖ 定义方法

- 零点带宽： B_1
- 3dB(半功率点)带宽： B_2
- 等效矩形带宽： B_3
- 占总能量（功率）的百分比带宽

$$B_3 = \frac{\int_{-\infty}^{\infty} E(f) df}{2E(0)}$$

例. 门函数： $B_1 = 1/\tau$





Thank You !
