

信号与系统 **Signals and Systems**

第四章离散时间信号与系统的频域分析

Chapter 4 The Frequency Domain Analysis of Discrete Signal & System

控制系网络课程平台: http://www.cse.zju.edu.cn/eclass/signal_system/

浙江大学控制科学与工程学系



CONTROL SCIENCE AND ENGINEERING

SINCE 1956





本章主要内容

- 离散时间**LTI**系统的特征函数
- 离散时间周期信号的傅里叶级数表示
- 非周期信号的表示：离散时间信号的傅里叶变换
- 离散周期信号的傅里叶变换
- 离散傅里叶变换的性质
- 离散时间**LTI**系统的频域分析



离散时间**LTI**系统的频域分析

——主要内容

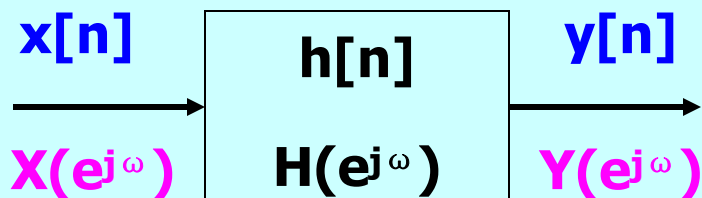
➤ 离散时间**LTI**系统的频域分析

- ❖ 离散时间**LTI**系统的频率响应
- ❖ 频率选择性滤波器与理想滤波器
- ❖ 离散时间**LTI**系统零状态响应的频域求解
- ❖ 用线性常系数差分方程表征的**LTI**系统

离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统的频率响应（1）

单位脉冲响应为 $h[n]$ 的离散时间LTI系统可以表示为：

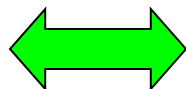


$$x[n] \xrightarrow{LTI} y[n] = x[n] * h[n]$$

变换域分
析

$$X(e^{j\omega}) \xrightarrow{LTI} Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})H(e^{j\omega})$$

特征函数 $e^{j\omega n}$ 的特征值



离散时间LTI系统的频率响应

定义1: $h[n] \xleftrightarrow{F} H(e^{j\omega})$

对不同输入频率不同加权: **滤波**作用

含义: 某一稳定离散LTI系统的作用可以理解为按其频率响应 $H(e^{j\omega})$ 的特性改变输入信号中各频率分量的幅度大小和初始相位。

离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统的频率响应（2）

离散LTI系统的频率响应定义2:

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y_{zs}(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})}$$

✓ 对于级联系统，总的频率响应为各个子系统频率响应的乘积，与各子系统级联的顺序无关

✓ 频域分析法用于稳定的离散LTI系统

$$H(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})| e^{j\theta(\omega)}$$

相频特性

（输入信号的延时特性）

幅频特性

（输入信号的放大特性）

$$\tau(\omega) = -\frac{d\theta(\omega)}{d\omega}$$

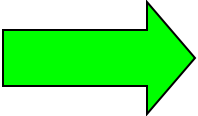
群时延——系统对输入信号的有效公共时延

离散时间LTI系统的频域分析

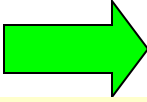
——离散时间LTI系统的频率响应 (3)

例4-15(P162) 求差分器的频率响应 $H(e^{j\omega})$

解: $y[n] = x[n] - x[n-1]$  Fourier 变换 $Y(e^{j\omega}) = (1 - e^{-j\omega})X(e^{j\omega})$

 $H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = (1 - e^{-j\omega}) \xrightarrow{F^{-1}} h[n] = \delta[n] - \delta[n-1]$

例4-16(P162) 求累加器的频率响应 $H(e^{j\omega})$

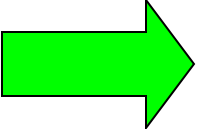
解: $y[n] = \sum_{m=-\infty}^n x[m] = x[n] * u[n]$ 

$h[n] = u[n] \xrightarrow{F} H(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} + \pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$

差分器的脉冲响应

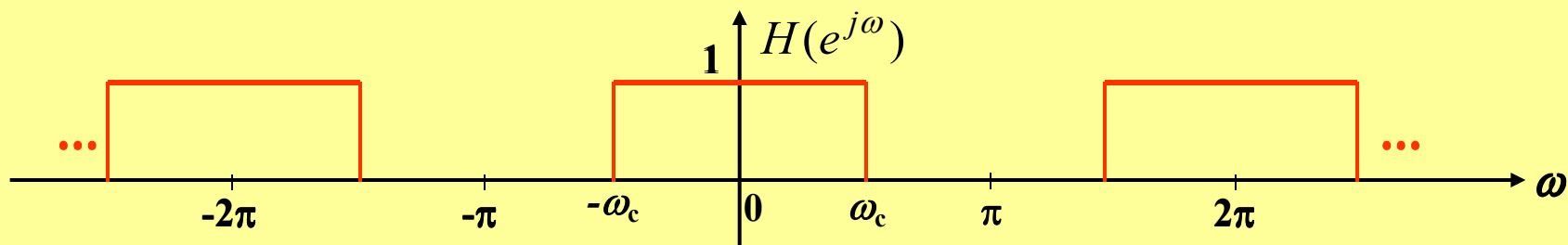
例4-17(P162) 求延时系统的频率响应 $H(e^{j\omega})$

解: $y[n] = x[n - n_0]$  Fourier 变换 $Y(e^{j\omega}) = e^{-j\omega n_0} X(e^{j\omega})$

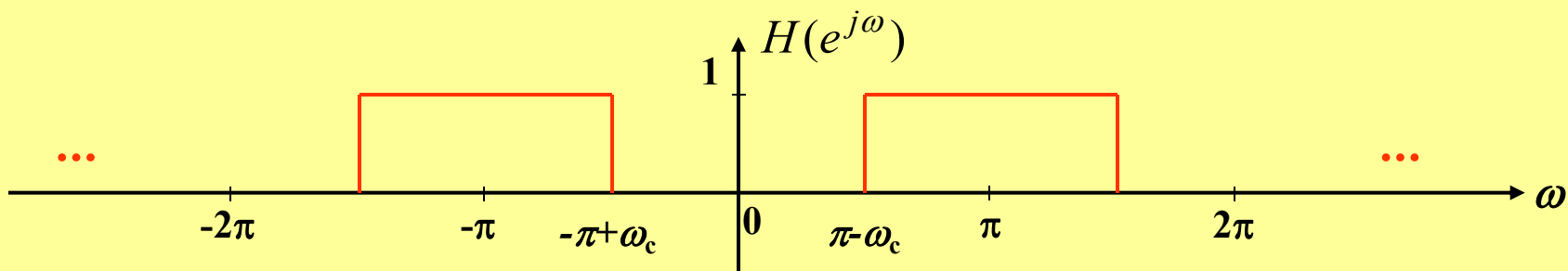
 $H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = e^{-j\omega n_0} \xrightarrow{F^{-1}} h[n] = \delta[n - n_0]$

离散时间LTI系统的频域分析

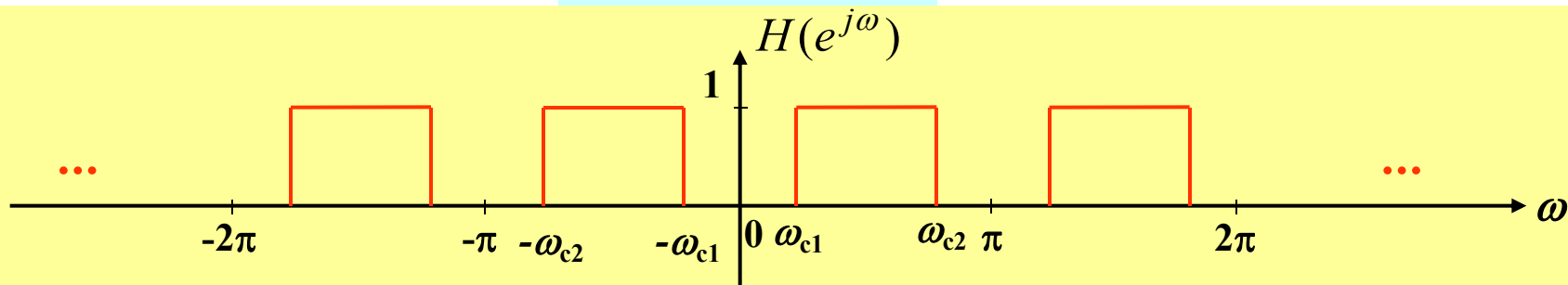
——理想滤波器（1）



理想低通滤波器



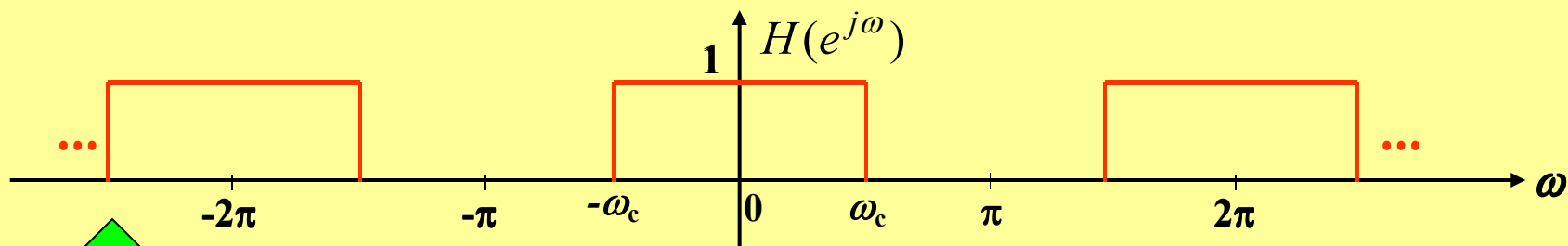
理想高通滤波器



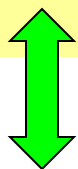
理想带通滤波器

离散时间LTI系统的频域分析

——理想滤波器（2）



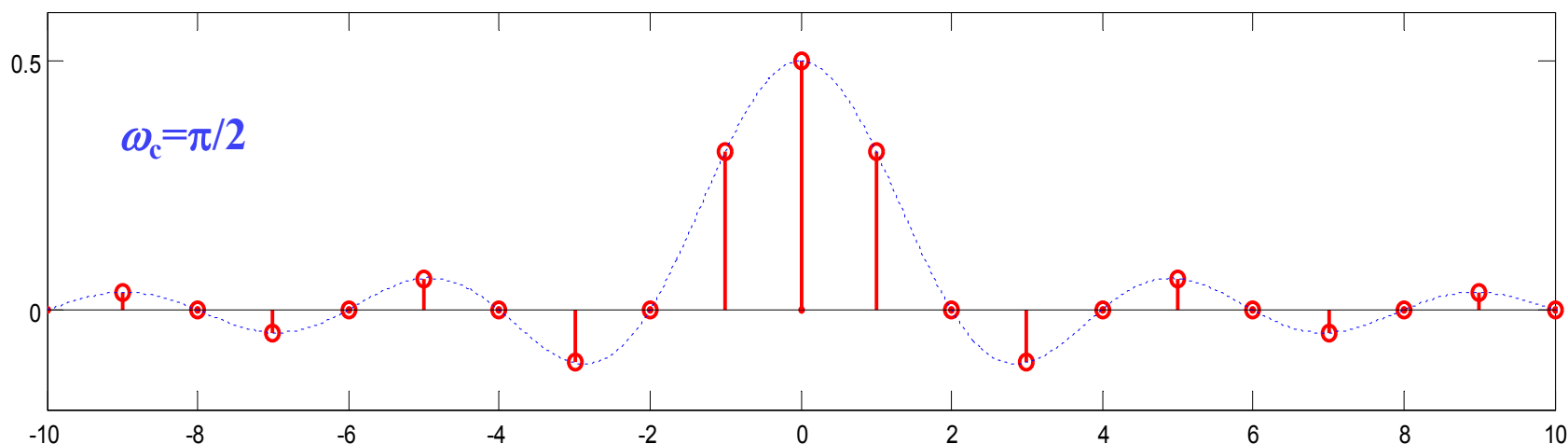
F^{-1}



$$h[n] = \frac{\sin(\omega_c n)}{\pi n}$$

理想低通滤波器

频域：理想



时域： $h[n]$ 非因果且有振荡现象

$h[n]$ 非因果 \Rightarrow 物理不可实现

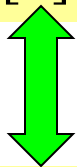
离散时间LTI系统的频域分析

——理想滤波器 (3)

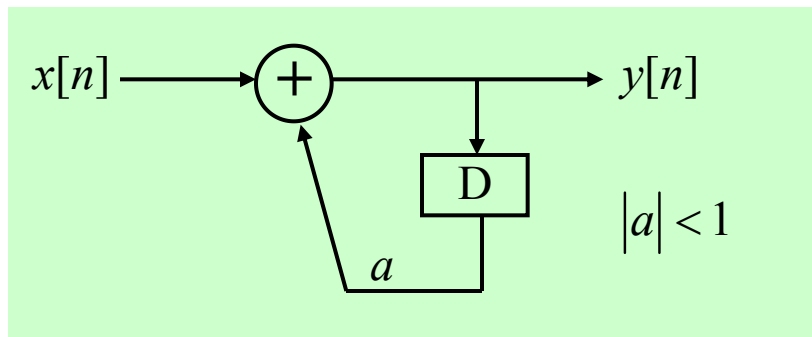
例：一个实际一阶滤波器

$$y[n] - ay[n-1] = x[n]$$

F

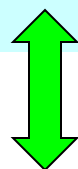


$$(1 - ae^{-j\omega})Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})$$

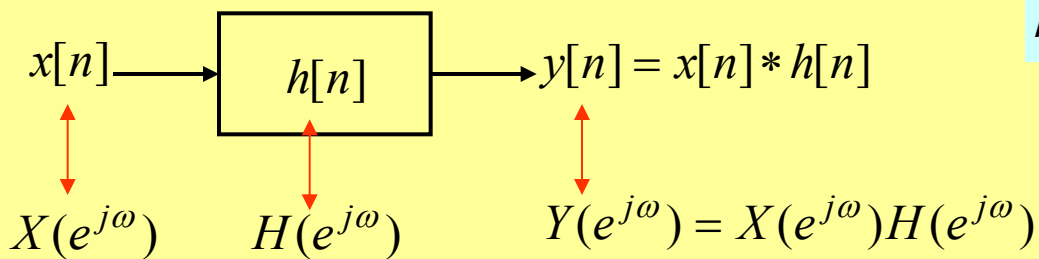


$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$$

F^{-1}



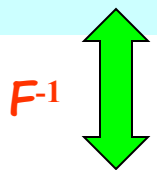
$$h[n] = a^n u[n] \quad \text{—因果系统}$$



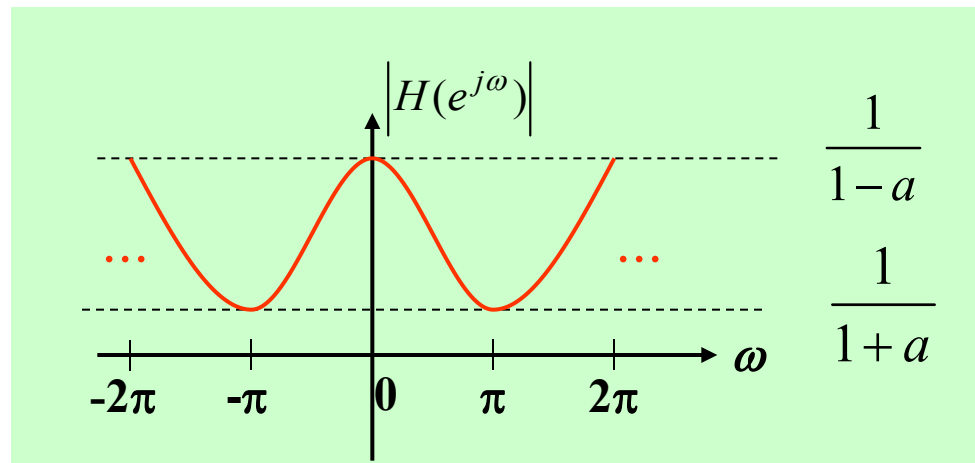
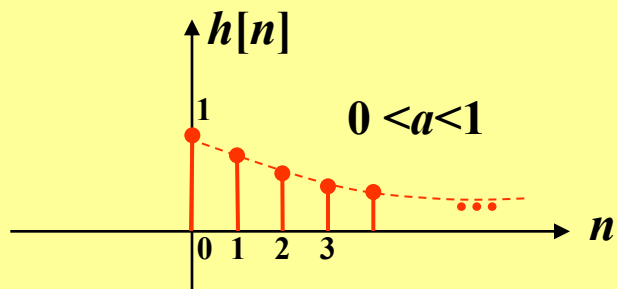
离散时间LTI系统的频域分析

——理想滤波器（4）

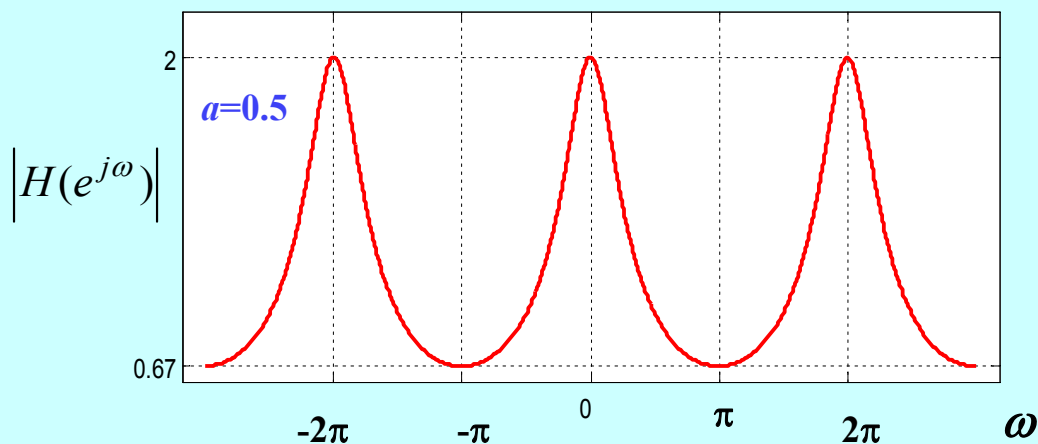
$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$$



$$h[n] = a^n u[n]$$



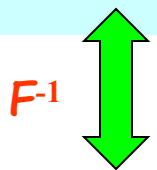
低通滤波器



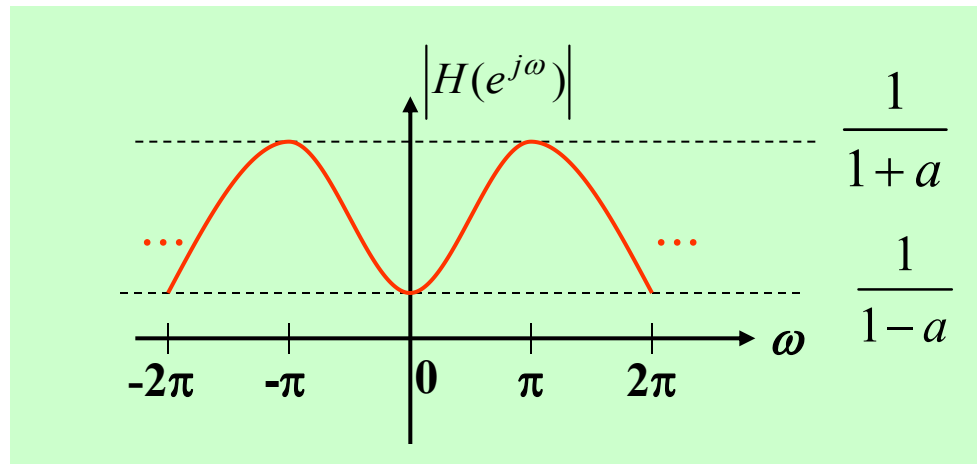
离散时间LTI系统的频域分析

——理想滤波器 (5)

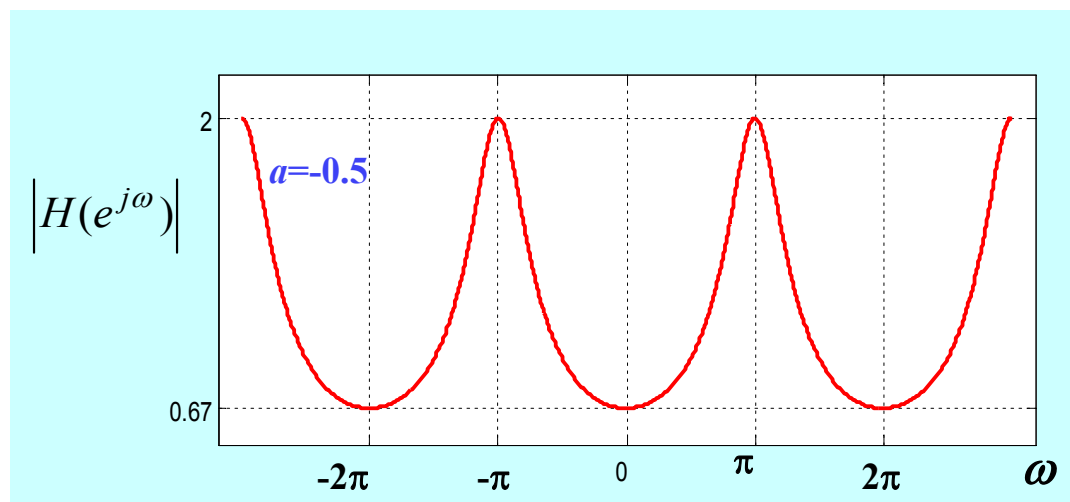
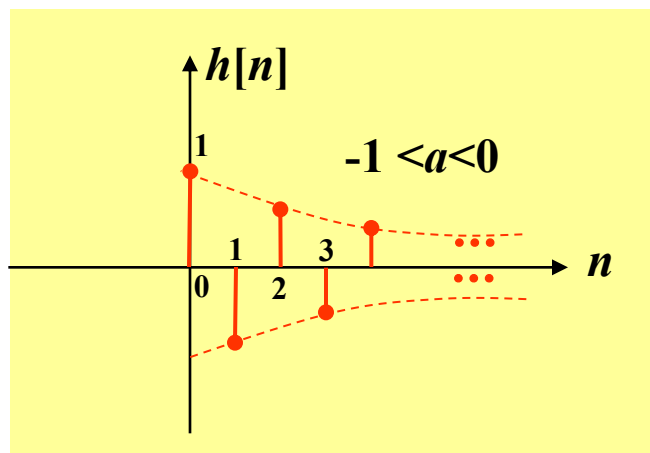
$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$$



$$h[n] = a^n u[n]$$



高通滤波器



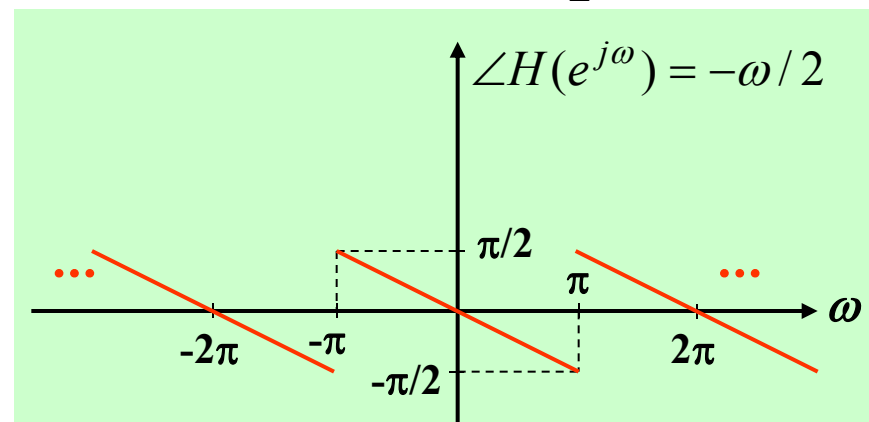
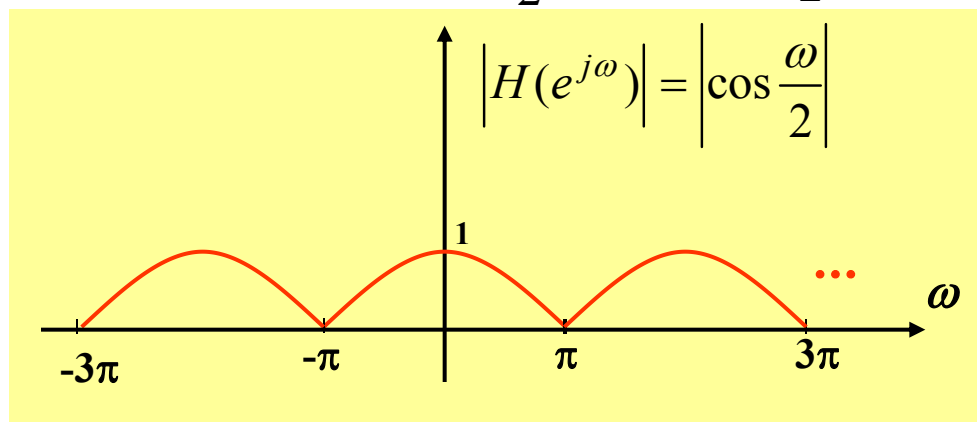
离散时间LTI系统的频域分析

——理想滤波器 (6)

一系统 $x[n] \longrightarrow \boxed{h[n]} \longrightarrow y[n] = \frac{1}{2}(x[n] + x[n-1])$ 实现在输入值上连续取两点的平均，求频响。

由 $y[n] = \frac{1}{2}(x[n] + x[n-1]) \longrightarrow h[n] = \frac{1}{2}(\delta[n] + \delta[n-1])$

$\longrightarrow H(e^{j\omega}) = \frac{1}{2}(1 + e^{-j\omega}) = \frac{1}{2}e^{-j\omega/2}(e^{j\omega/2} + e^{-j\omega/2}) = e^{-j\omega/2} \cos \frac{\omega}{2}$



在高频域比在低频域有较多的衰减

群时延

即 $x[n] = ke^{j0n} \longrightarrow y[n] = H(e^{j0})ke^{j0n} = k = x[n]$

$x[n] = ke^{j\pi n} \longrightarrow y[n] = H(e^{j\pi})ke^{j\pi n} = 0$

离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统零状态响应的频率求解（1）

时域上：卷积和 → LTI系统的零状态响应 $y[n]$

频域上：卷积性质 → 输出信号 $y[n]$ 的频谱 $Y(e^{j\omega})$

LTI系统的 $y_{zs}[n]$ $\xrightarrow{\text{FT变换}}$ $y[n]$ 的频谱 $Y(e^{j\omega})$

LTI系统的输入 $x[n]$ $\xrightarrow{\text{FT变换}}$ 输入的频谱 $X(e^{j\omega})$

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})}$$

F变换

F反变换

系统冲激响应 $h[n]$

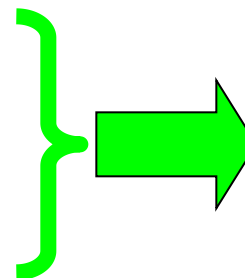
离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统零状态响应的频率求解 (1)

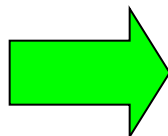
例4-18 (P163) 已知因果LTI系统输入信号 $x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$ 的零状态响应为 $y[n] = 3\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n]$ ，求系统的频率响应 $H(e^{j\omega})$ 和单位脉冲响应 $h[n]$ 。

解:
$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$$

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{3}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}} - \frac{2}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}} = \frac{1}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}\right)\left(1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}\right)}$$



$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{1}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}}$$



$$h[n] = \left(\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统零状态响应的频率求解（2）

例4-19 (P164) 已知离散LTI系统， $h[n]$ 为实值序列，频率响应 $H(e^{j\omega})$ ，求系统对 $\cos \omega_0 n$ 的响应。

解：方法一：时域求解——利用卷积和的方法，但是 $h[n]$ 无通式表达；

方法二：频域求解

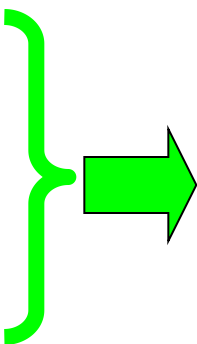
1) 先求输出的频谱，然后进行反变换求输出；（繁琐）

2) 利用特征函数特征值的概念；

$$x[n] = \cos \omega_0 n = \frac{e^{j\omega_0 n} + e^{-j\omega_0 n}}{2}$$

$$e^{j\omega_0 n} \xrightarrow{LTI} H(e^{j\omega_0}) e^{j\omega_0 n}$$

$$H(e^{j\omega_0}) = |H(e^{j\omega_0})| e^{j\theta(\omega_0)}$$



$$y[n] = \frac{1}{2} |H(e^{j\omega_0})| e^{j(\omega_0 n + \theta(\omega_0))} + \frac{1}{2} |H(e^{-j\omega_0})| e^{j(-\omega_0 n + \theta(-\omega_0))}$$

离散时间LTI系统的频域分析

——离散时间LTI系统零状态响应的频率求解 (3)

$$y[n] = \frac{1}{2} |H(e^{j\omega_0})| e^{j(\omega_0 n + \theta(\omega_0))} + \frac{1}{2} |H(e^{-j\omega_0})| e^{j(-\omega_0 n + \theta(-\omega_0))}$$

$h[n]$ 是实值序列

$$\left\{ \begin{array}{l} |H(e^{j\omega})| = |H(e^{-j\omega})| \\ \theta(-\omega) = -\theta(\omega) \end{array} \right. \rightarrow$$

$$y[n] = |H(e^{j\omega_0})| \frac{e^{j(\omega_0 n + \theta(\omega_0))} + e^{-j(\omega_0 n + \theta(\omega_0))}}{2} = |H(e^{j\omega_0})| \cos(\omega_0 n + \theta(\omega_0))$$

推广:

$$A \cos(\omega_0 n + \theta_0) \xrightarrow{LTI} A |H(e^{j\omega_0})| \cos(\omega_0 n + \theta_0 + \theta(\omega_0))$$

$$A \sin(\omega_0 n + \theta_0) \xrightarrow{LTI} A |H(e^{j\omega_0})| \sin(\omega_0 n + \theta_0 + \theta(\omega_0))$$

离散时间LTI系统的频域分析

——用线性常系数差分方程表征的LTI系统（1）

离散时间因果LTI系统可以用线性常系数差分方程来描述：

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k]$$

如何进行方程的频域求解？

方程两端求傅里叶变
换

线性与时移性质

$$\sum_{k=0}^N a_k e^{-jk\omega} Y(e^{j\omega}) = \sum_{k=0}^M b_k e^{-jk\omega} X(e^{j\omega})$$

关于变量 $e^{j\omega}$ 的
两个多项式之比

——从差分方程直接求得LTI
系统的频率响应 $H(e^{j\omega})$

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k e^{-jk\omega}}{\sum_{k=0}^N a_k e^{-jk\omega}}$$

离散时间LTI系统的频域分析

——用线性常系数差分方程表征的LTI系统（2）

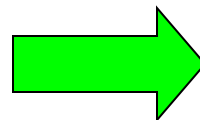
例4-20 因果LTI系统 $y[n] - \frac{3}{4}y[n-1] + \frac{1}{8}y[n-2] = 2x[n]$ ， 求解

(1) 系统频率响应和单位脉冲响应 $h[n]$ ；

(2) 输入 $x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$ 求系统的零状态响应。

解：(1) 对差分方程两边求傅里叶变换（或直接写出频率响应）

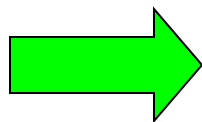
$$\left(1 - \frac{3}{4}e^{-j\omega} + \frac{1}{8}e^{-j2\omega}\right)Y(e^{j\omega}) = 2X(e^{j\omega})$$



$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{2}{1 - \frac{3}{4}e^{-j\omega} - \frac{1}{8}e^{-j2\omega}} = \frac{a}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}} + \frac{b}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$

$$a = H(e^{j\omega})(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}) \Big|_{e^{-j\omega}=2} = 4$$

$$b = H(e^{j\omega})(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}) \Big|_{e^{-j\omega}=4} = -2$$



$$h[n] = 4\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

离散时间LTI系统的频域分析

——用线性常系数差分方程表征的LTI系统 (3)

(2) 输入 $x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$, 求系统的零状态响应。

$$x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$



$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$

$$Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})H(e^{j\omega}) = \frac{2}{(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega})(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2}$$

$$= \frac{C}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}} + \frac{D_{11}}{(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2} + \frac{D_{12}}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$

$$C = Y(e^{j\omega})(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}) \Big|_{e^{-j\omega}=2} = 8$$

$$D_{11} = Y(e^{j\omega})(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2 \Big|_{e^{-j\omega}=4} = -2$$

将已求得的 $C=8$ 和 $D_{11}=-2$ 代入方程, 并令 $\omega=0$ 得

$$\frac{2}{(1 - \frac{1}{2})(1 - \frac{1}{4})^2} = \frac{8}{1 - \frac{1}{2}} + \frac{-2}{(1 - \frac{1}{4})^2} + \frac{D_{12}}{1 - \frac{1}{4}}$$

得 $D_{12} = -4$

$$y[n] = 8\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2(n+1)\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n] - 4\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

$$\therefore Y(e^{j\omega}) = \frac{8}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}} + \frac{-2}{(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2} + \frac{-4}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}}$$





第三章基本内容

- 连续时间**LTI**系统的特征函数
- 连续时间周期信号的傅里叶级数表示
- 非周期信号的表示：连续时间信号的傅里叶变换
- 周期信号的傅里叶变换
- 傅里叶变换的性质
- 连续时间**LTI**系统的频域分析

第四章基本内容

- 离散时间**LTI**系统的特征函数
- 离散时间周期信号的傅里叶级数表示
- 非周期信号的表示：离散时间信号的傅里叶变换
- 离散周期信号的傅里叶变换
- 离散傅里叶变换的性质
- 离散时间**LTI**系统的频域分析