

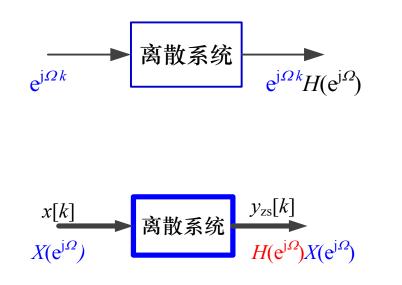




- ◆ 非周期序列通过离散LTI系统的响应
- ◆ 周期序列通过离散LTI系统的响应



▶ 非周期序列通过离散LTI系统的响应



$$x[k] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) e^{j\Omega k} d\Omega$$

$$y_{zs}[k] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\Omega}) H(e^{j\Omega}) e^{j\Omega k} d\Omega$$

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



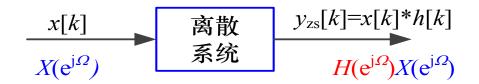
✔ 系统零状态响应频域分析方法与卷积积分法的关系:



- 两种分析方法实质相同,只不过是表达信号的 基本信号不同。
- DTFT的时域卷积定理是联系两者的桥梁。



$> H(e^{j\Omega})$ 的物理意义



离散LTI系统把输入信号频谱 $X(e^{j\Omega})$ 改变成 $H(e^{j\Omega})$ $X(e^{j\Omega})$,改变的规律完全由 $H(e^{j\Omega})$ 决定。

 $H(e^{j\Omega})$ 反映了系统对输入信号不同频率分量的传输特性。



例:已知描述某离散时间LTI系统的差分方程为

$$y[k] - 0.75y[k-1] + 0.125y[k-2] = 4x[k] + 3x[k-1],$$

输入
$$x[k] = (0.75)^k u[k]$$
, 求该系统的零状态响应 $y_{zs}[k]$ 。

解:对差分方程两边进行DTFT可得

$$(1 - 0.75e^{-j\Omega} + 0.125e^{-j2\Omega})Y_{zs}(e^{j\Omega}) = (4 + 3e^{-j\Omega})X(e^{j\Omega})$$

根据离散系统频率响应的定义

$$H(e^{j\Omega}) = \frac{Y_{zs}(e^{j\Omega})}{X(e^{j\Omega})} = \frac{4 + 3e^{-j\Omega}}{1 - 0.75e^{-j\Omega} + 0.125e^{-j2\Omega}}$$



例:已知描述某离散时间LTI系统的差分方程为

$$y[k] - 0.75y[k-1] + 0.125y[k-2] = 4x[k] + 3x[k-1],$$

输入
$$x[k] = (0.75)^k u[k]$$
,求该系统的零状态响应 $y_{zs}[k]$ 。

解: 系统的零状态响应 $y_{zs}[k]$ 的频谱函数 $Y_{zs}(e^{j\Omega})$ 为

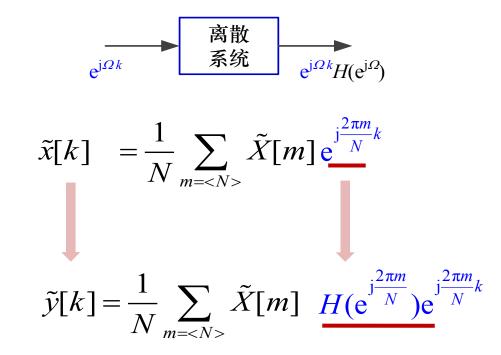
$$Y_{zs}(e^{j\Omega}) = H(e^{j\Omega})X(e^{j\Omega}) = \frac{4 + 3e^{-j\Omega}}{(1 - 0.25e^{-j\Omega})(1 - 0.5e^{-j\Omega})(1 - 0.75e^{-j\Omega})}$$
$$= \frac{8}{1 - 0.25e^{-j\Omega}} + \frac{-40}{1 - 0.5e^{-j\Omega}} + \frac{4.5}{1 - 0.75e^{-j\Omega}}$$

对 $Y_{zs}(e^{j\Omega})$ 进行IDTFT可得

$$y_{zs}[k] = 8(0.25)^k u[k] - 40(0.5)^k u[k] + 4.5(0.75)^k u[k]$$



▶ 周期序列通过LTI系统的响应





优点:求解系统的零状态响应时,可以直观地体现信号通过系统后信号频谱的改变,解释激励与响应时域波形的差异,物理概念清楚。

サ 不足:

- (1) 只能求解系统的零状态响应,系统的零输入响应 仍需按时域方法求解。
- (2) 若系统频率响应(或激励信号)的傅里叶变换不存在,则无法利用频域分析法。
- ♥ 解决方法: 采用z变换



谢谢

本课程所引用的一些素材为主讲老师多年的教学积累,来源于多种媒体及同事、同行、朋友的交流,难以一一注明出处,特此说明并表示感谢!