



中国科学技术大学

University of Science and Technology of China

第一章 线性系统的 复频域分析方法

lugh@ustc.edu.cn

2016年8月30日

本章主要内容

- § 1.1 复频域分析
- § 1.2 系统响应



中国科学技术大学

University of Science and Technology of China

§ 1.1 复频域分析

lugh@ustc.edu.cn

2016年8月30日

1. 时域－复频域的变换

■ 什么是系统

- 系统是由若干相互关联相互作用的事物的组合，形成具有某种或某些特定功能的整体

■ 各种系统

1. 时域－复频域的变换

■ 线性电子系统

- 可以用线性电路模型来等效的各种电子电路，线性时不变系统
- 输入输出等满足线性叠加原理

■ 系统分析

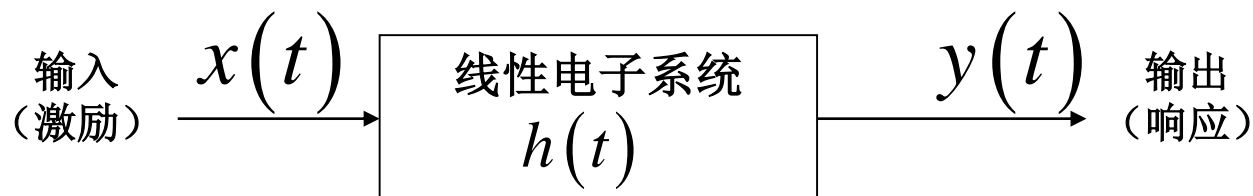
- 利用输入信号激励某一系统，通过研究该系统产生的响应来获得对该系统性能认识
- 分为时域分析和复频域分析

1. 时域 – 复频域的变换

■ 时域分析方法

- 线性系统的时域经典分析工具是线性常系数微分方程
- 根据初始条件，通过求解微分方程，可获得系统对特定激励的时域响应
- 复杂的线性系统需要使用高阶线性常微分方程来描述

1. 时域 – 复频域的变换



$$\begin{aligned} b_n \frac{d^n y(t)}{dt^n} + b_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + b_0 y(t) \\ = a_m \frac{d^m x(t)}{dt^m} + a_{m-1} \frac{d^{m-1} x(t)}{dt^{m-1}} + \cdots + a_0 x(t) \end{aligned}$$

1. 时域 – 复频域的变换

■ 时域分析的不足之处

- 求解微分方程，特别是高阶线性常微分方程，是相当麻烦的一件事情
- 微分方程的时域解不能清晰地反映出系统的内在特征

■ 解决办法

- 用变域法：将时域方程变为复频域方程，即将微分方程变为线性方程

1. 时域－复频域的变换

■ 变换域

- 利用数学变换，将时间域的波形信号变换到一种新的处理域，统称为变换域

时域 $\xrightarrow{\text{数学变换}}$ 变换域

■ 变换域分析的优势

- 变换域的数学性质较多，可以简化数学运算
- 变换域分析结果可以反映系统内在特征，帮助认识和分析比较复杂的系统
- 系统分析可以在变换域中进行，将变换域分析结果反变换回时域中，再进行时域分析

1. 时域－复频域的变换

■ 拉普拉斯变换

$$F(S) = \int_0^{\infty} e^{-St} f(t) dt$$

- $F(S)$ 称为 $f(t)$ 的象函数，是以复数 $S = \sigma + j\omega$ 为自变量的复变函数； S 为复频率
- 起始**0**状态

1. 时域－复频域的变换

■ 复频域

- 拉氏变换将时域信号变换到新的处理域，所建立的新域称为复频域

■ 线性系统的复频域分析

- 所谓线性系统的复频域分析，指的就是利用拉氏变换在复频域对线性系统进行分析，获得系统的功能和性质

1. 时域－复频域的变换

■ 拉氏变换的性质

- ☐ (1) 线性性质
- ☐ (2) 频移性质
- ☐ (3) 微分性质
- ☐ (4) 积分性质

1. 时域 – 复频域的变换

■ (1) 线性性质

$$\left. \begin{aligned} x_1(t) &\xleftrightarrow{L} X_1(s) \\ x_2(t) &\xleftrightarrow{L} X_2(s) \end{aligned} \right\} \\ \Rightarrow \alpha x_1(t) + \beta x_2(t) \xleftrightarrow{L} \alpha X_1(s) + \beta X_2(s)$$

1. 时域 – 复频域的变换

■ (2) 频移性质

$$\text{频移: } e^{-\alpha t} x(t) \xleftrightarrow{L} X(s + \alpha)$$

1. 时域 – 复频域的变换

■ (3) 微分性质

$$\text{一阶微分: } \frac{dx(t)}{dt} \xleftrightarrow{L} sX(s)$$

$$\text{K阶微分: } \frac{d^k x(t)}{dt^k} \xleftrightarrow{L} s^k X(s)$$

1. 时域 – 复频域的变换

■ (4) 积分性质

$$\int_{-\infty}^t x(t) dt \xleftrightarrow{L} \frac{X(s)}{s}$$

1. 时域－复频域的变换

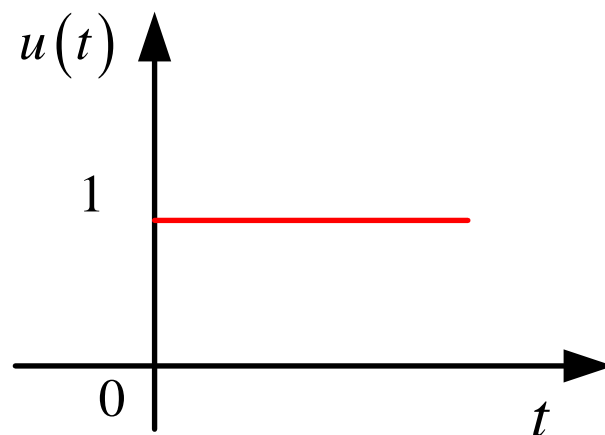
■ 激励信号的拉氏变换

- (1) 单位阶跃信号 $u(t)$ 的拉氏变换
- (2) 正弦信号的拉氏变换
- (3) 指数信号的拉氏变换

1. 时域 – 复频域的变换

■ (1) 单位阶跃信号 $u(t)$ 的拉氏变换

$$u(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ 1, & t > 0 \end{cases}$$



$$L\{u(t)\} = \int_0^{\infty} u(t) e^{-st} dt = -\frac{1}{s} e^{-st} \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{s}$$

1. 时域 – 复频域的变换

■ 正弦信号 $\sin(\omega_0 t)$

$$L\{\sin(\omega_0 t)\} = \int_0^{\infty} \sin(\omega_0 t) e^{-st} dt = \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2}$$

■ 指数信号 e^{pt}

$$L\{e^{pt}\} = \int_0^{\infty} e^{pt} u(t) e^{-st} dt = -\frac{1}{s-p} e^{-(s-p)t} \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{s-p}$$

1. 时域 – 复频域的变换

- 起始状态为0的线性系统可描述成复频域的线性方程

$$\begin{aligned} b_n \frac{d^n y(t)}{dt^n} + b_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + b_0 y(t) \\ = a_m \frac{d^m x(t)}{dt^m} + a_{m-1} \frac{d^{m-1} x(t)}{dt^{m-1}} + \cdots + a_0 x(t) \end{aligned}$$

$$(b_n S^n + b_{n-1} S^{n-1} + \cdots + b_0) Y(S) = (a_m S^m + a_{m-1} S^{m-1} + \cdots + a_0) F(S)$$



2. 系统函数

■ 什么是系统函数

- 在复频域中，零状态条件下的系统的输出响应和输入激励之比，称为系统函数或系统的传递函数



$$H(S) = \frac{Y(S)}{F(S)} = \frac{a_m S^m + \cdots a_0}{b_n S^n + \cdots b_0}$$

2. 系统函数

$$H(S) = \frac{Y(S)}{F(S)} = \frac{a_m S^m + \cdots a_0}{b_n S^n + \cdots b_0}$$

■ 说明

- 系统函数只与系统自身结构参数有关，是反映系统内在特征的物理量
- 系统函数能够充分表达一个系统的特征，系统所有性质都包含在系统函数中

2. 系统函数

■ 系统函数的性质

- 系统函数是 S 的有理函数
- 系统函数是物理可实现的、稳定的
- 由于输入、输出各有电流和电压两种表示方法，根据量纲的不同，系统函数有四种形式
 - 电压传递函数
 - 电流传递函数
 - 阻抗传递函数
 - 导纳传递函数

2. 系统函数

- 系统零点其实就是传递函数分子多项式的根

$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} \bigg|_{s=z} = 0 \Rightarrow Y(s) \bigg|_{s=z} = 0$$

- 系统极点其实就是传递函数分母多项式的根

$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} \bigg|_{s=p} \rightarrow \infty \Rightarrow X(s) \bigg|_{s=p} = 0$$

2. 系统函数

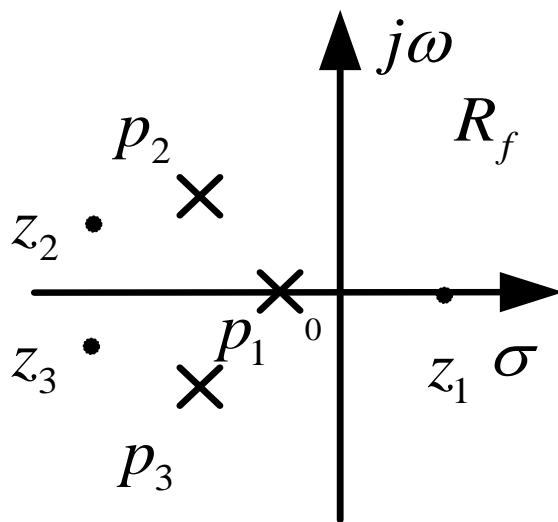
■ 系统函数的零极点表达式

$$H(s) = \frac{Y(s)}{F(s)} = K \frac{\prod_{i=1}^m (s - z_i)}{\prod_{j=1}^n (s - p_j)}$$

2. 系统函数

■ 零极点分布图

- 将系统函数的零、极点全部表示在复平面上，则形成系统函数的零极点分布图

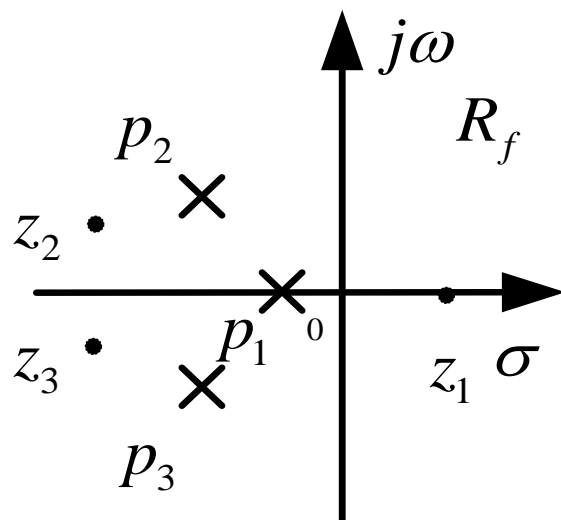


三零点三极点系统

2. 系统函数

■ 零极点分布特点-1

- 多项式的实根可单独存在，复根必须成对出现



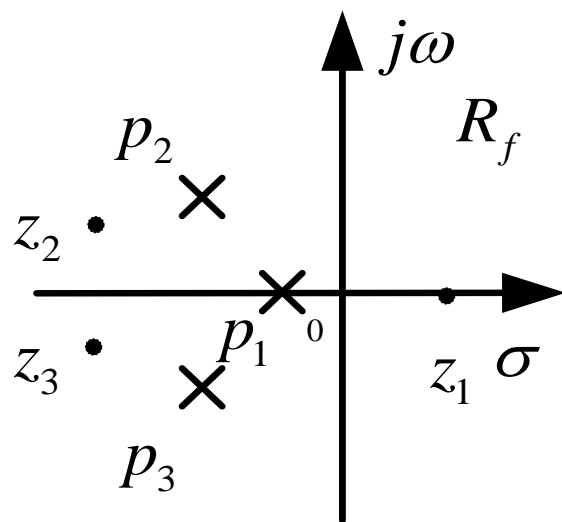
$$z_2 = z_3^*$$

$$p_2 = p_3^*$$

2. 系统函数

■ 零极点分布特点-2

- 对于一个稳定系统，系统函数的所有极点必须分布在虚轴的左侧 s 平面内，而零点的分布没有任何约束

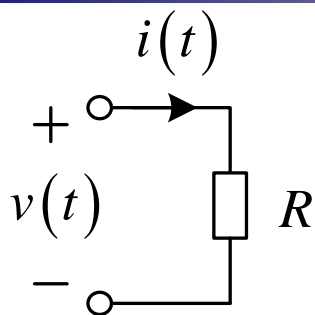


$$\operatorname{Re}\{p_1, p_2, p_3\} < 0$$

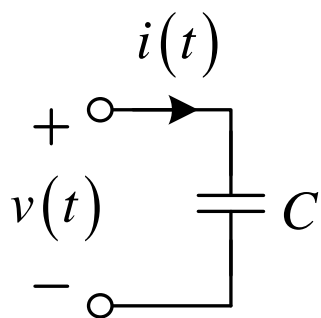
2. 系统函数

$$\left\{ \begin{array}{l} \frac{1}{s-p} \xleftrightarrow{L} e^{pt} = e^{(\sigma+j\omega)t} \\ \exists M < \infty, \lim_{t \rightarrow \infty} |h(t)| < M \end{array} \right. \Rightarrow \sigma < 0$$

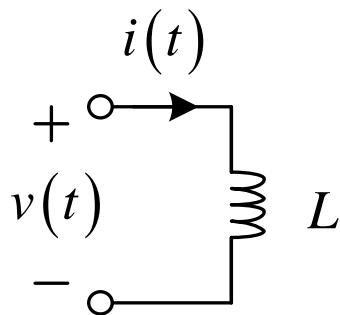
3. 元件和网络的S域模型



$$v(t) = R \cdot i(t) \Rightarrow V(s) = Z(s)I(s) = RI(s) \\ \Rightarrow Z_R(s) = R$$



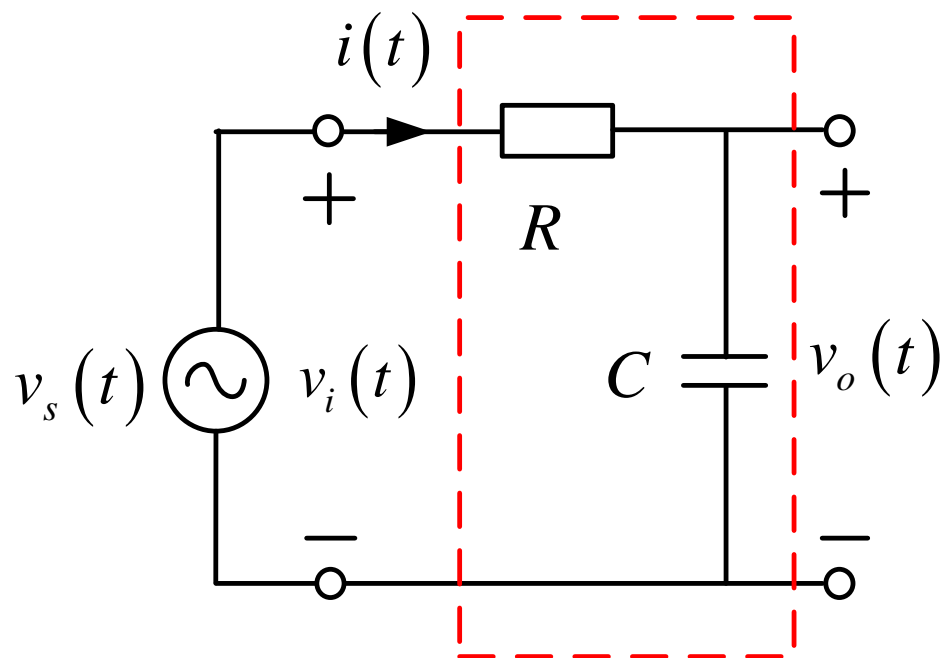
$$v(t) = \frac{1}{C} \int i(t) dt \Rightarrow V(s) = \frac{1}{sC} I(s) \\ \Rightarrow Z_C(s) = \frac{1}{sC}$$



$$v(t) = L \frac{di(t)}{dt} \Rightarrow V(s) = LsI(s) \\ \Rightarrow Z_L(s) = Ls$$

3. 元件和网络的S域模型

■ 例：一阶RC电路的复频域分析



3. 元件和网络的S域模型

$$\begin{cases} v_i(t) \xleftrightarrow{L} V_i(s) \\ v_o(t) \xleftrightarrow{L} V_o(s) \end{cases}$$

$$\begin{aligned} V_o(s) &= \frac{1/sC}{R + 1/sC} V_i(s) \\ &= \frac{1}{1 + sRC} V_i(s) \end{aligned}$$

第一步

先利用拉氏变换，将电路中待分析的时域电压信号变换到复频域中

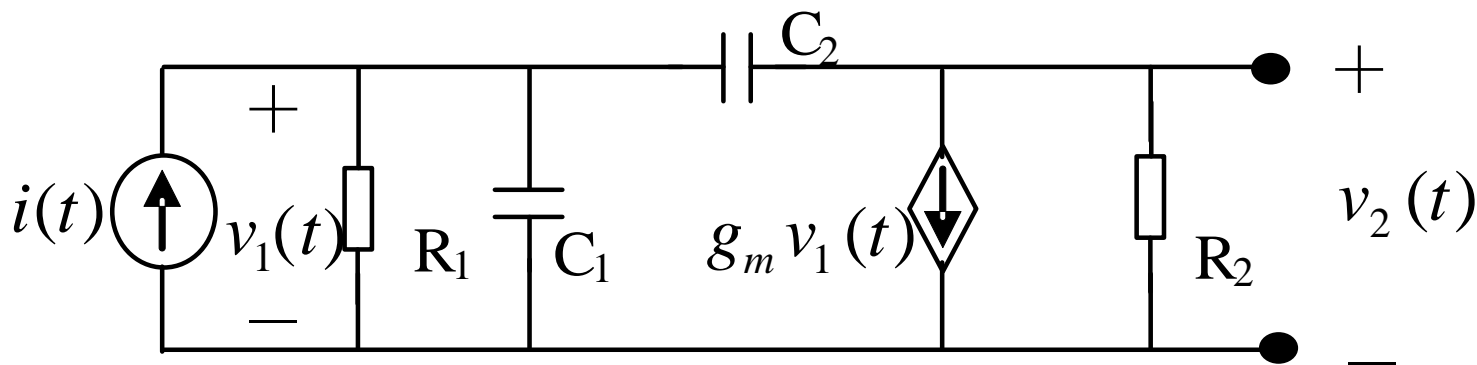
第二步

再利用拉氏变换以及电路中无源器件的复阻抗参数，依电路结构求解输出电压

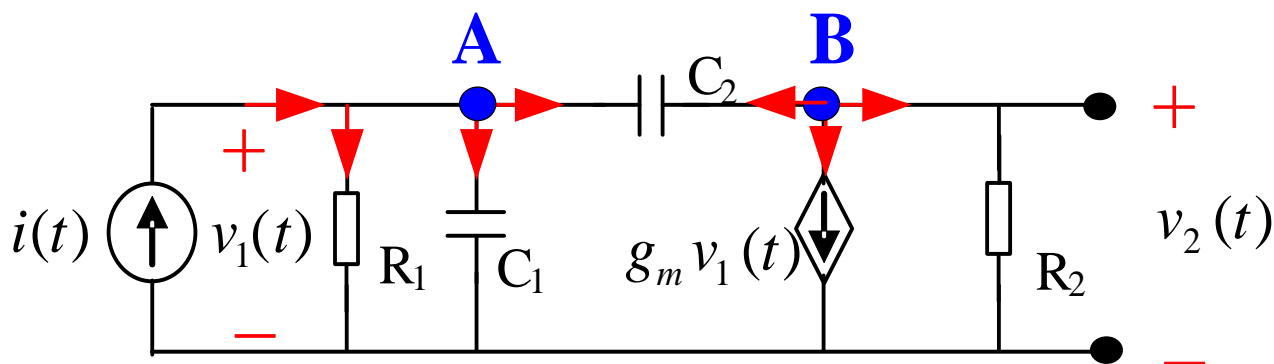
3. 元件和网络的S域模型

■ 例：复杂线性电路的复频域分析

已知输入为 $i(t)$ ，输出为 $v_2(t)$ ，求系统函数 $H(s)$ 。



3. 元件和网络的S域模型



$$\left. \begin{aligned} i(t) &\xleftrightarrow{L} I(s) \\ v_1(t) &\xleftrightarrow{L} V_1(s) \\ v_2(t) &\xleftrightarrow{L} V_2(s) \end{aligned} \right\}$$
$$\Rightarrow H(s) = \frac{V_2(s)}{I(s)} = ?$$

第一步

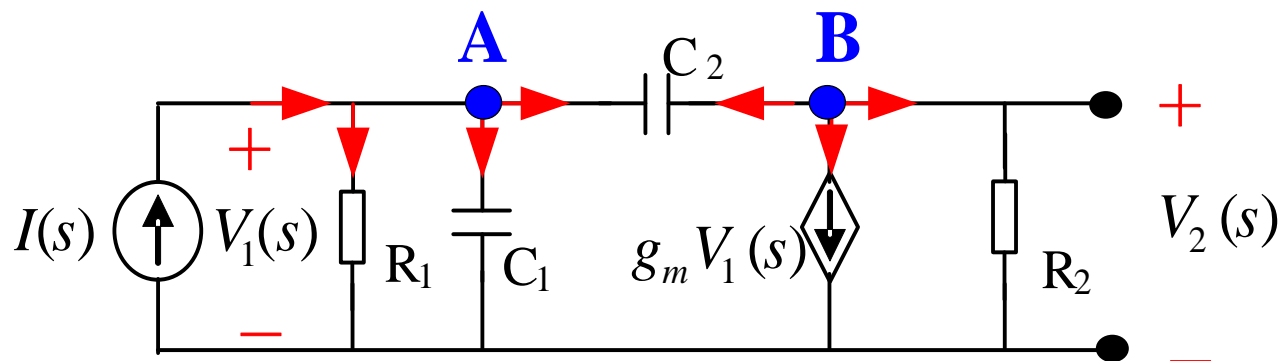
分析题意，标明电路的输入输出端口，所需电压电流的定义方向，并变换到复频域

3. 元件和网络的S域模型

第二步

根据电路结构，采用节点电压法，列出A、B两节点的电流方程，并进行求解

3. 元件和网络的S域模型



$$\begin{cases} \frac{V_1(s)}{R_1} + sC_1 \cdot V_1(s) + sC_2 [V_1(s) - V_2(s)] = I(s) \\ sC_2 [V_2(s) - V_1(s)] + \frac{1}{R_2} V_2(s) + g_m V_1(s) = 0 \end{cases}$$

3. 元件和网络的S域模型

$$\begin{aligned} H(s) &= \frac{V_2(s)}{I(s)} \\ &= \frac{R_1 R_2 (sC_2 - g_m)}{s^2 R_1 R_2 C_1 C_2 + (sR_1 C_1 + sC_2 (R_1 + R_2 + R_1 R_2 g_m)) + 1} \end{aligned}$$