自动控制原理

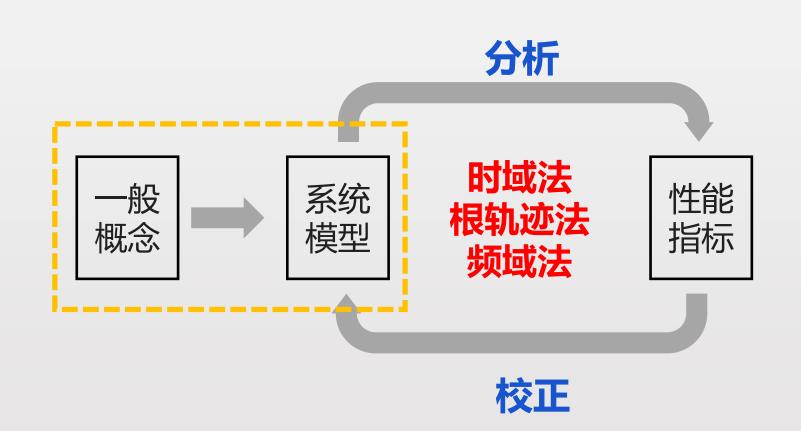
汪晶

QQ:150302300

第二章 线性系统的数学模型

本章知识点:

- ■线性系统的输入 输出时间函数描述
- ■建立系统数学模型的机理分析法
- ■传递函数的定义与物理意义
- ■典型环节的数学模型
- ■框图及化简方法
- ■信号流程图与梅逊公式应用



建立数学模型的方法

- 1. 解析法 (理论建模)
- 2. 实验法(系统辨识)

经典控制理论中系统数学模型常见的描述形式

- 1. 微分方程(时域模型)
- 2. 传递函数 (复域模型)
- 3. 频率特性(频域模型)

第一节线性系统的输入-输出时间函数描述

线性定常系统微分方程的一般形式:

$$\begin{array}{c} r_1(t) \\ r_2(t) \end{array} \xrightarrow{r(t)} \begin{array}{c} c(t) \\ \hline c_2(t) \end{array} \xrightarrow{c_1(t)} \\ c_2(t) \end{array}$$

$$ar_1(t) \pm br_2(t) \qquad ac_1(t) \pm bc_2(t)$$

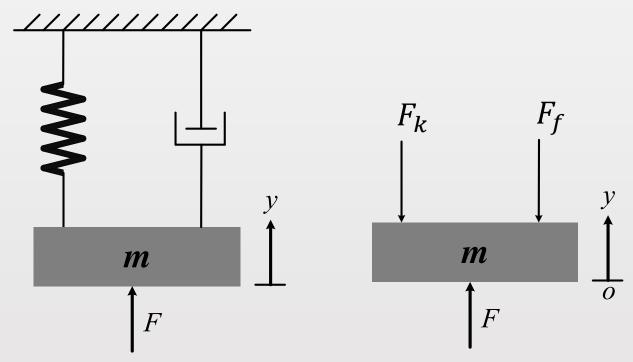
$$a_0 \frac{d^n c(t)}{dt^n} + a_1 \frac{d^{n-1} c(t)}{dt^{n-1}} + \dots + a_{n-1} \frac{dc(t)}{dt} + a_n c(t)$$

$$= b_0 \frac{d^m r(t)}{dt^m} + b_1 \frac{d^{m-1} r(t)}{dt^{m-1}} + \dots + b_{m-1} \frac{dr(t)}{dt} + b_m r(t)$$

解析法列写系统微分方程的步骤:

- 1. 确定系统或元部件的输入、输出变量;
- 2. 依据各元部件输入、输出变量所遵循的物理定律列写微分方程组;
- 3. 消去中间变量, 求出仅含输入、输出变量的线性常微分方程;
- 4. 将微分方程整理成规范形式,即将输出变量及其各阶导数项放在等号左边,输入变量及其各阶导数项放在等号右边,分别按降阶顺序排列。

例:弹簧阻尼系统,图中质量为m的物体受到外力F的作用,产生位移y,求该系统的输入-输出描述

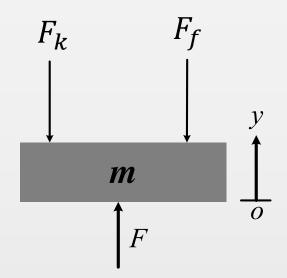


解: (1) 输入量为F, 输出量为y;

(2) 分析物体m的受力情况, 列写微分方程组;

根据牛顿定律:
$$\sum F = F - F_k - F_f = ma$$

$$F_k = ky$$
 (k: 弹簧系数)
 $F_f = fv = f\frac{dy}{dt}$ (f: 粘滞摩擦系数)
 $a = \frac{d^2y}{dt^2}$ (a: 加速度)



(3)消去中间变量求出描述系统输入-输出关系的微分方程

$$F - ky - f\frac{dy}{dt} = m\frac{d^2y}{dt^2}$$

(4)将微分方程整理成规范形式

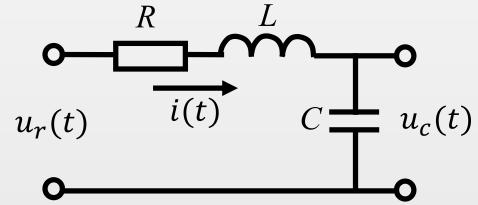
$$m\frac{d^2y}{dt^2} + f\frac{dy}{dt} + ky = F$$

例:R-L-C串联电路,试列出以 $u_r(t)$ 为输入量, $u_c(t)$ 为输出量的微分方程式。

解: (1) 确定输入量为 $u_r(t)$,

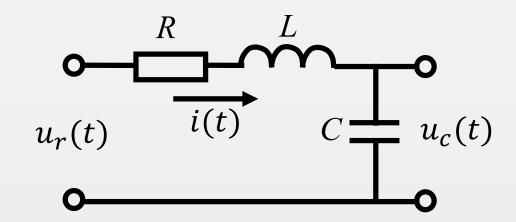
输出量为 $u_c(t)$, 中间变量i(t);

(2) 列写微分方程组:



由KVL:
$$u_r(t) = Ri(t) + L\frac{di(t)}{dt} + u_c(t)$$

由电容特性:
$$i(t) = C \frac{du_c(t)}{dt}$$



(3) 消去中间变量

$$u_r(t) = RC \frac{du_c(t)}{dt} + LC \frac{d^2u_c(t)}{dt^2} + u_c(t)$$

(4) 将微分方程整理成规范形式

$$LC\frac{d^2u_c(t)}{dt^2} + RC\frac{du_c(t)}{dt} + u_c(t) = u_r(t)$$

微分方程求解方法



用拉氏变换方法解微分方程

系统微分方程
$$\begin{cases} y''(t) + a_1 \cdot y'(t) + a_2 \cdot y(t) = 1(t) \\ y(0) = y'(0) = 0 \end{cases}$$

L变换
$$(s^2 + a_1 s + a_2) \cdot Y(s) = \frac{1}{s}$$

$$Y(s) = \frac{1}{s(s^2 + a_1 s + a_2)}$$

$$L$$
反变换 $y(t) = L^{-1}[Y(s)]$

常见函数L变换	f(t)	F(s)
单位脉冲	$\delta(t)$	1
单位阶跃	1(<i>t</i>)	$\frac{1}{s}$
单位斜坡	t	$1/s^2$
单位加速度	$t^{2}/2$	$1/s^3$
指数函数	e^{-at}	1/(s+a)
正弦函数	$\sin \omega t$	$\omega/(s^2+\omega^2)$
余弦函数	$\cos \omega t$	$s/(s^2+\omega^2)$

序号	L变换重要定理	
1	线性性质	$L[af_1(t) \pm bf_2(t)] = aF_1(s) \pm bF_2(s)$
2	微分定理	$L[f'(t)] = s \cdot F(s) - f(0)$
3	积分定理	$L\left[\int f(t)dt\right] = \frac{1}{s} \cdot F(s) + \frac{1}{s}f^{(-1)}(0)$
4	实位移定理	$L[f(t-\tau)] = e^{-\tau \cdot s} \cdot F(s)$
5	复位移定理	$L[e^{A \cdot t} f(t)] = F(s - A)$
6	初值定理	$\lim_{t\to 0} f(t) = \lim_{s\to \infty} s \cdot F(s)$
7	终值定理	$\lim_{t\to\infty} f(t) = \lim_{s\to 0} s \cdot F(s)$

例: 已知
$$F(s) = \frac{1}{s(s+a)}$$
 , 求 $f(t) = ?$

解:
$$F(s) = \frac{1}{a} \cdot \frac{(s+a) - s}{s(s+a)}$$

$$=\frac{1}{a}\left[\frac{1}{s} - \frac{1}{s+a}\right]$$

$$f(t) = \frac{1}{a}[1 - e^{-at}]$$

例:已知
$$F(s) = \frac{s+2}{s^2+4s+3}$$
, 求 $f(t) = ?$

解.
$$F(s) = \frac{s+2}{(s+1)(s+3)} = \frac{C_1}{s+1} + \frac{C_2}{s+3}$$

$$C_1 = \lim_{s \to -1} (s+1) \frac{s+2}{(s+1)(s+3)} = \frac{-1+2}{-1+3} = \frac{1}{2}$$

$$C_2 = \lim_{s \to -3} (s+3) \frac{s+2}{(s+1)(s+3)} = \frac{-3+2}{-3+1} = \frac{1}{2}$$

$$F(s) = \frac{1/2}{s+1} + \frac{1/2}{s+3} \qquad f(t) = \frac{1}{2}e^{-t} + \frac{1}{2}e^{-3t}$$

第二节 线性系统的输入-输出传递函数描述

传递函数:在零初始条件下,线性定常系统输出量拉氏变换与输入量拉氏变换之比。

$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)}$$

零初始条件:

- ①输入是在t = 0以后才作用于系统,因此,系统输入量及其各阶导数在 $t \le 0$ 时均为0;
- ②在输入作用于系统之前时,系统是"相对静止"的,即系统输出量及其各阶导数在 $t \leq 0$ 时的值也为0。

微分方程一般形式:

$$a_0c^{(n)} + a_1c^{(n-1)} + \dots + a_{n-1}c' + a_nc = b_0r^{(m)} + b_1r^{(m-1)} + \dots + b_{m-1}r' + b_mr(t)$$

L变换:

$$[a_0s^n + a_1s^{n-1} + \dots + a_{n-1}s + a_n]C(s) = [b_0s^m + b_1s^{m-1} + \dots + b_{m-1}s + b_m]R(s)$$

传递函数:
$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{a_0 s^n + a_1 s^{m-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} = G(s)$$

极点:传递函数分母s多项式的根,也即线性微分方程特征方程的特征值。 $a_0s^n + a_1s^{n-1} + \ldots + a_{n-1}s + a_n = 0$

零点:传递函数分子s多项式的根。

$$b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m = 0$$

$$G(s) = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n}$$

考虑到零极点都有实数和共轭复数的情况

$$G(s) = K_1 \frac{\prod_{j=1}^{m_1} (s - z_j) \prod_{k=1}^{m_2} (s^2 + 2\zeta_k \omega_k s + \omega_k^2)}{s^{\nu} \prod_{i=1}^{n_1} (s - p_i) \prod_{l=1}^{n_2} (s^2 + 2\zeta_l \omega_l s + \omega_l^2)}$$

K₁: 根轨迹增益

$$G(s) = K \frac{\prod_{j=1}^{m_1} (\tau_j s + 1) \prod_{k=1}^{m_2} (\tau_k^2 s^2 + 2\zeta_k \tau_k s + 1)}{s^v \prod_{i=1}^{n_1} (T_i s + 1) \prod_{l=1}^{n_2} (T_l^2 s^2 + 2\zeta_l T_l s + 1)}$$

K: 放大系数、增益

传递函数的性质:

$$\frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{a_0 s^n + a_1 s^{m-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} = G(s)$$

- ①传递函数G(s) 是复变量s的有理分式函数,具有复变函数的所有性质;实际物理系统传递函数的分母阶次总是大于或等于分子阶次,即 $n \ge m$ ②传递函数G(s)只取决于系统或元部件自身的结构和参数,与外作用的形式和大小无关;
- ③传递函数G(s)与微分方程有直接联系; 复变量s相当于时域中的微分算子

例:图为RC四端无源网络。 $U_1(t)$ 输入量 , $U_2(t)$ 为输出量 , 试求出该系统的传递函数。

解:设回路电流i1、i2,列写方程组如下:

$$U_1 = R_1 i_1 + U_{c1}$$

$$U_{c1} = \frac{1}{C_1} \int (i_1 - i_2) dt$$

$$U_{c1} = R_2 i_2 + U_{c2}$$

$$U_{c2} = \frac{1}{C_2} \int i_2 dt$$

$$U_2 = U_{c2}$$

$$R_1 C_1 R_2 C_2 \frac{d^2 U_2}{dt} + (R_1 C_1 + R_1 C_2 + R_2 C_2) \frac{d U_2}{dt} + U_2 = U_1$$

RC四端网络的数学模型,为二阶线性常微分方程

设初始状态为零,对方程两边求拉氏变换,得

$$R_1C_1R_2C_2 s^2 U_2(s) + [R_1C_1 + R_1C_2 + R_2C_2]sU_2(s) + U_2(s) = U_1(s)$$

$$\frac{U_2(s)}{U_1(s)} = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2 + (R_1 C_1 + R_1 C_2 + R_2 C_2) s + 1}$$

此即为 RC 四端网络的传递函数

传递函数的局限性

- ① 原则上不反映非零初始条件时系统响应的全部信息;
- ② 适合于描述单输入/单输出系统;
- ③ 只能用于表示线性定常系统。 $a_0c^{(n)} + a_1c^{(n-1)} + \dots + a_{n-1}c' + a_nc$ $= b_0r^{(m)} + b_1r^{(m-1)} + \dots + b_{m-1}r' + b_mr(t)$ $\ddot{c} + 2 \cdot \dot{c} \cdot c + 4c^3 + 4 = 2\dot{r} + 4r \cdot c$

$$\ddot{c} + a_1(t)\dot{c} + a_2(t)c = 2\dot{r} + 4r$$

第四节 典型环节的数学模型

典型环节:

比例环节

惯性环节

积分环节

微分环节 (一阶复合微分环节、二阶复合微分环节)

振荡环节

纯滞后环节

比例环节

运动方程:c(t) = Kr(t) $t \ge 0$

K为比例系数或放大系数

L变换:C(s) = KR(s)

传递函数: $G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = K$

常见物理系统: 杠杆、放大器、电位器、齿轮系、测速发电机等

惯性环节

运动方程:
$$\tau \frac{d}{dt}c(t) + c(t) = Kr(t)$$

K:比例系数 τ:时间常数

L变换: $\tau sC(s) + C(s) = KR(s)$

传递函数:
$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{\tau s + 1}$$

常见物理系统: R-C电路、直流电机的励磁回路

积分环节

运动方程:
$$c(t) = K \int r(t) dt$$

L变换:
$$C(s) = K \cdot \frac{1}{s} R(s)$$

运动方程:
$$c(t) = K \int r(t) dt$$

L变换: $C(s) = K \cdot \frac{1}{s} R(s)$
传递函数: $G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{s}$

常见物理系统:水箱(流量-液位)、电机拖动系统、电容上的 电压与电流

微分环节(理想)

运动方程: $c(t) = \tau \frac{d}{dt} r(t)$

L变换: $C(s) = \tau s R(s)$

传递函数: $G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \tau s$

常见物理系统: 不存在

实际微分环节例子:RC电路

$$\begin{cases} u_i(t) = \frac{1}{C} \int idt + iR \\ u_o(t) = iR \end{cases}$$

$$u_i(t)$$
 $u_o(t)$

$$RC\frac{du_i(t)}{dt} = u_o(t) + RC\frac{du_o(t)}{dt}$$

$$RCsU_i(s) = U_o(s) + RCsU_o(s) = (RCs + 1)U_o(s)$$

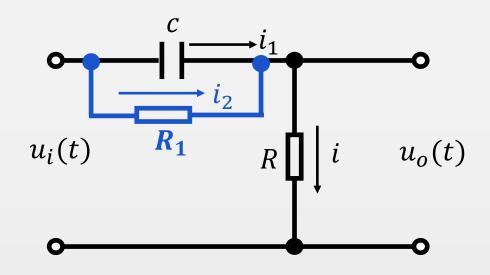
$$G(s) = \frac{\tau s}{\tau s + 1} \qquad (\tau = RC)$$

微分环节
$$(\tau s)$$
和惯性环节 $(\frac{1}{\tau s+1})$ 的串联组合

更进一步:

$$\frac{R_2}{R_1 + R_2} R_1 C \frac{du_i(t)}{dt} + \frac{R_2}{R_1 + R_2} u_i(t)$$

$$= \frac{R_2}{R_1 + R_2} R_1 C \frac{du_o(t)}{dt} + u_o(t)$$



$$G'(s) = \frac{U_o(s)}{U_i(s)} = \alpha(\frac{\tau s + 1}{\alpha \tau s + 1}) \qquad \alpha = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \qquad \tau = R_1 C$$

$$G(s) = \frac{\tau s}{\tau s + 1}$$

 $G(s) = \frac{\tau S}{\tau S + 1}$ 一个比例环节(1)和微分环节(τS)的并联组合

τs + 1:比例微分(一阶复合微分)环节

二阶复合微分环节

运动方程:
$$c(t) = \tau^2 \frac{d^2 r(t)}{dt^2} + 2\zeta \tau \frac{dr(t)}{dt} + r(t)$$

L变换:
$$C(s) = \tau^2 s^2 R(s) + 2\zeta \tau s R(s) + R(s)$$

传递函数:
$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \tau^2 s^2 + 2\zeta \tau s + 1$$

振荡环节

运动方程:
$$\tau^2 \frac{d^2 c(t)}{dt^2} + 2\zeta \tau \frac{dc(t)}{dt} + c(t) = r(t)$$

τ: 时间常数; ζ : 阻尼系数 (阻尼比), 且 $0 \le \zeta < 1$

L变换: $\tau^2 s^2 C(s) + 2\zeta \tau s C(s) + C(s) = R(s)$

传递函数: $G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{\tau^2 s^2 + 2\zeta \tau s + 1}$

常见物理系统:弹簧-质块-阻尼器系统、R-L-C电路

纯滞后(纯延迟)环节

运动方程: $c(t) = r(t - \tau)$ w 纯滞后时间

L变换: $C(s) = e^{-\tau s}R(s)$

传递函数: $G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = e^{-\tau s}$

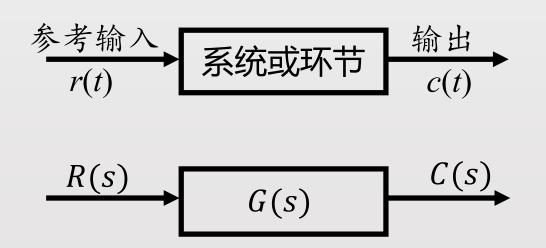
常见物理系统:传输延迟、测量点与混合点之间信号延迟

典型环节	传递函数	常见物理系统
比例环节	K	杠杆、放大器、电位器、齿轮系、测 速发电机等
惯性环节	$^{1}/_{\tau s+1}$	R-C电路、直流电机的励磁回路
积分环节	1 / _S	水箱(流量-液位)、电机拖动系统、 电容上的电压与电流
理想微分环节	τs K	$I_{j=1}^{m_1}(\tau_j s + 1) \prod_{k=1}^{m_2}(\tau_k^2 s^2 + 2\zeta_k \tau_k s + 1)$ $I_{l=1}^{n_1}(T_l s + 1) \prod_{l=1}^{n_2}(T_l^2 s^2 + 2\zeta_l T_l s + 1)$
一阶比例微分	$\tau s + 1$	$\prod_{i=1}^{n_1} (T_i s + 1) \prod_{l=1}^{n_2} (T_l^2 s^2 + 2\zeta_l T_l s + 1)$
二阶比例微分	$\tau^2 s^2 + 2\zeta \tau s + 1$	
振荡环节	$\frac{1}{\tau^2 s^2 + 2\zeta \tau s + 1}$	弹簧质块阻尼系统、R-L-C电路
纯滞后环节	$e^{-\tau s}$	传输延迟、测量点与混合点之间信号 延迟 34

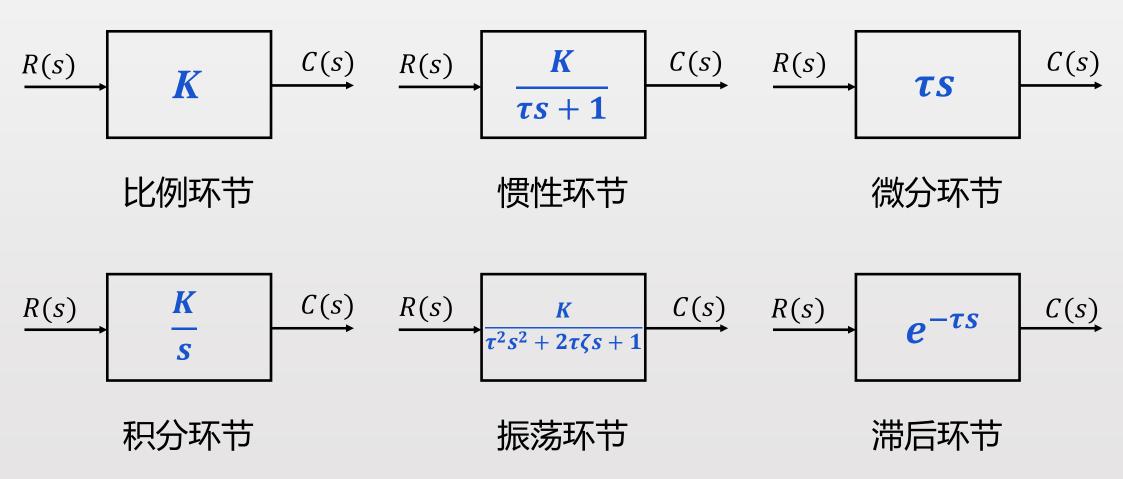
- ■一个元件的数学模型可能是若干个典型环节的数学模型的组合;
- ■若干个元件的数学模型的组合也可能就是一个典型环节的数学模型;
- ■任一传递函数都可看作典型环节的组合。

第六节 框图及其化简方法

框图:又称为方块图或结构图,是描述组成系统的各元部件之间信号传递关系的图形化数学模型。



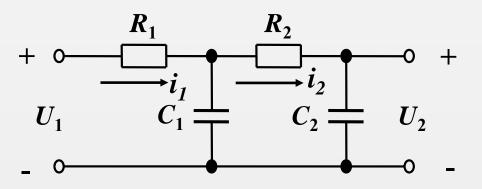
典型环节框图



框图的绘制

- ① 考虑负载效应分别列写系统各元部件的微分方程或传递函数,并将它们用方框表示;
- ② 根据各元部件的信号流向,用信号线依次将各方框连接起来,便可得到系统的框图。

例:画出如下四端网络方框图



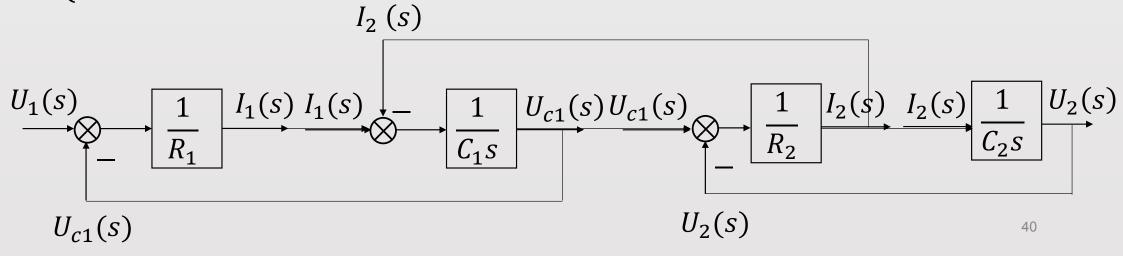
RC组成的四端网络

$$\begin{cases} U_1 = R_1 i_1 + U_{c1} \\ U_{c1} = \frac{1}{C_1} \int (i_1 - i_2) dt & L 变换 \\ U_{c1} = R_2 i_2 + U_2 \\ U_2 = \frac{1}{C_2} \int i_2 dt \end{cases}$$

$$\begin{pmatrix} U_1(s) - U_{c1}(s) = R_1 I_1(s) \\ U_{c1}(s) = \frac{1}{C_1 s} [I_1(s) - I_2(s)] \\ U_{c1}(s) - U_2(s) = R_2 I_2(s) \\ U_2(s) = \frac{1}{C_2 s} I_2(s)$$

$$\begin{cases} \frac{I_{1}(s)}{U_{1}(s) - U_{c1}(s)} = \frac{1}{R_{1}} \\ \frac{U_{c1}(s)}{I_{1}(s) - I_{2}(s)} = \frac{1}{C_{1}s} \\ \frac{I_{2}(s)}{U_{c1}(s) - U_{2}(s)} = \frac{1}{R_{2}} \\ \frac{U_{2}(s)}{I_{2}(s)} = \frac{1}{C_{2}s} \end{cases}$$

RC组成的四端网络



框图的等效变换

框图的等效变换相当于在框图上进行数学方程的运算。

常用的方框图等效变换方法可归纳为两类:

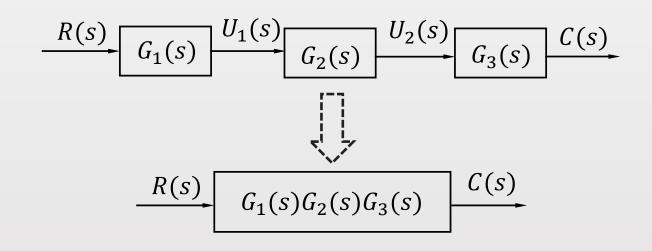
- ■环节的合并(串联、并联、反馈)
- ■信号分支点或相加点的等效移动

框图变换必须遵循的原则是:

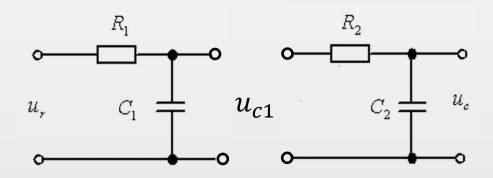
变换前、后的数学关系保持不变

环节的串联

特点: 前一个环节的输出信号就是后一环节的输入信号。

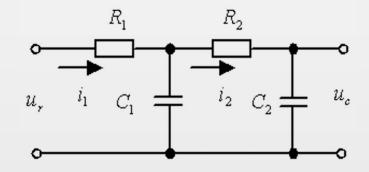


$$G(s) = \prod_{i=1}^{n} G_i(s)$$



$$R_1C_1\frac{du_{c1}}{dt} + u_{c1} = u_r$$
 $R_2C_2\frac{du_c}{dt} + u_c = u_{c1}$

$$G_1(s) = \frac{U_{c1}}{U_r} = \frac{1}{R_1 C_1 s + 1}$$
 $G_1(s) = \frac{U_c}{U_{c1}} = \frac{1}{R_2 C_2 s + 1}$



$$R_1C_1\frac{du_{c1}}{dt} + u_{c1} = u_r \qquad R_2C_2\frac{du_c}{dt} + u_c = u_{c1} \qquad \qquad R_1R_2C_1C_2\frac{d^2u_c}{dt^2} + (R_1C_1 + R_2C_2 + R_1C_2)\frac{du_c}{dt} + u_c = u_r$$

$$G_1(s) = \frac{U_{c1}}{U_r} = \frac{1}{R_1 C_1 s + 1} \qquad G_1(s) = \frac{U_c}{U_{C1}} = \frac{1}{R_2 C_2 s + 1} \qquad G(s) = \frac{U_c}{U_r} = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2 + (R_1 C_1 + R_2 C_2 + R_1 C_2) s + 1}$$

$$G_1(s)G_2(s) \neq G(s)$$

环节的并联

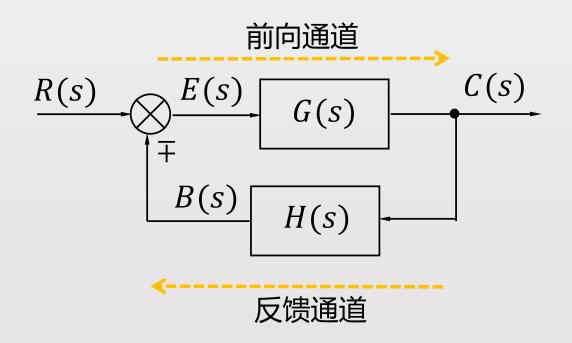
特点: 各环节的输入信号相同,输出信号相加(或相减)



$$G(s) = \sum_{i=1}^{n} G_i(s)$$

反馈连接

特点:将系统或环节的输出信号反馈到输入端,并与原输入信号进行比较后再作为输入信号



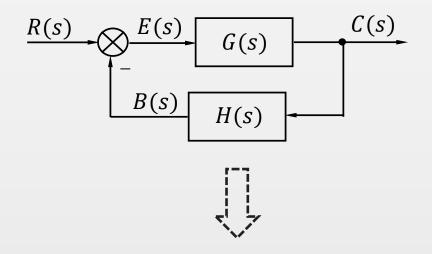
$$\begin{cases} E(s) = R(s) - B(s) \\ B(s) = C(s)H(s) \\ C(s) = E(s)G(s) \end{cases}$$

$$C(s) = [R(s) - C(s)H(s)]G(s)$$

闭环传递函数
$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G(s)}{1 + G(s) H(s)}$$

= 前向通道传递函数 1 ± 开环传递函数

开环传递函数
$$\frac{B(s)}{E(s)} = G(s) H(s)$$



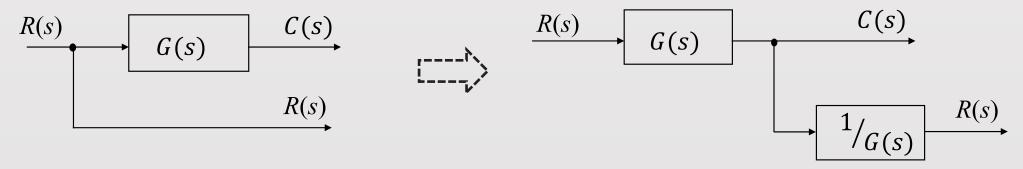


46

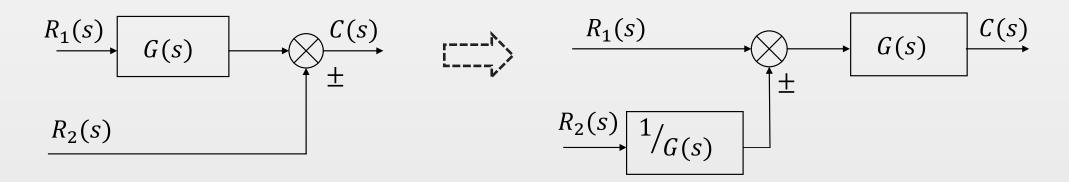
引出点前移



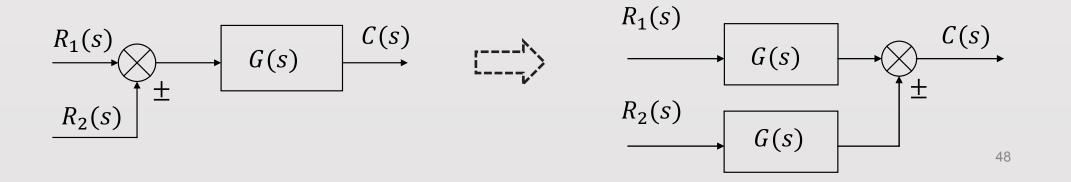
引出点后移

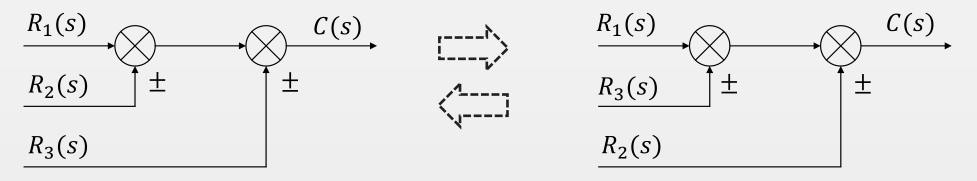


汇合点前移

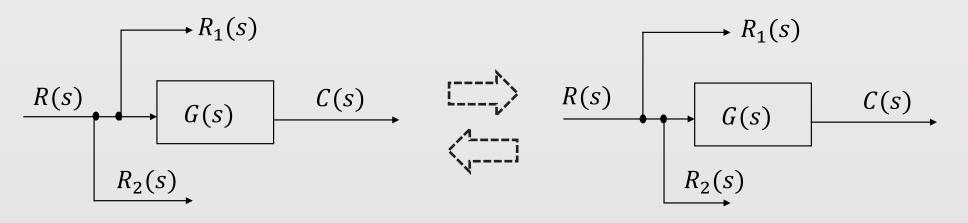


汇合点后移

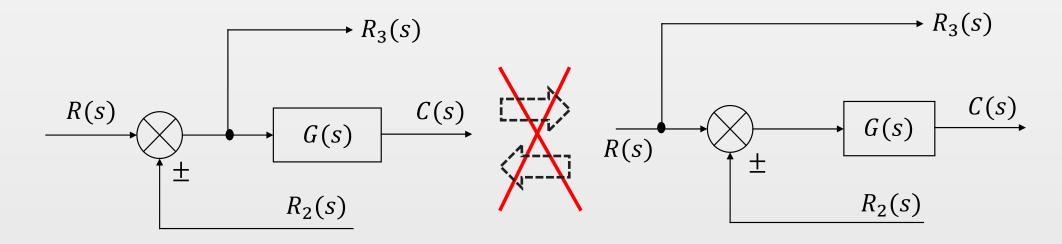




相邻的信号汇合点位置可以互换



同一信号的引出点位置可以互换

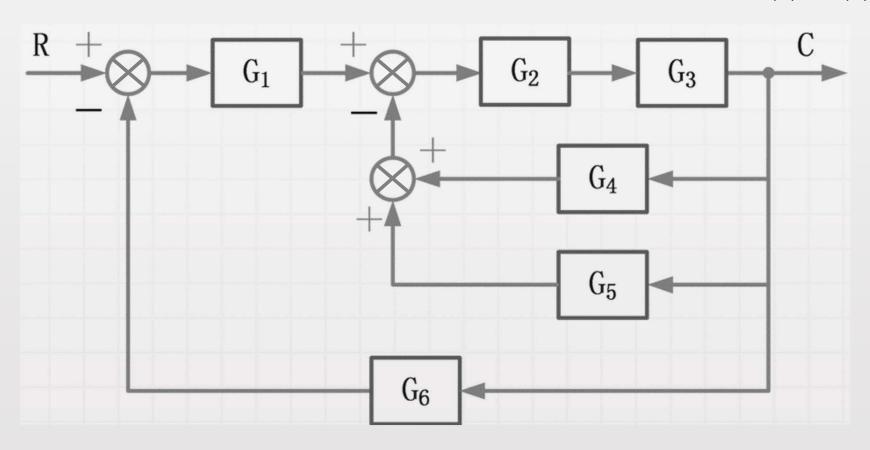


№ 汇合点和引出点在一般情况下,不能互换

- ■结构图的变换是**手段**,结构图的化简才是**目的**
- ■变换和化简的基本原则是**等效原则**

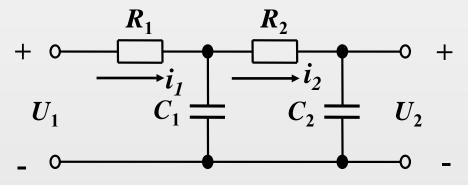
在结构图的变换和化简过程中,只能减少或增加一些中间变量,但各变量之间的数学关系不能改变。

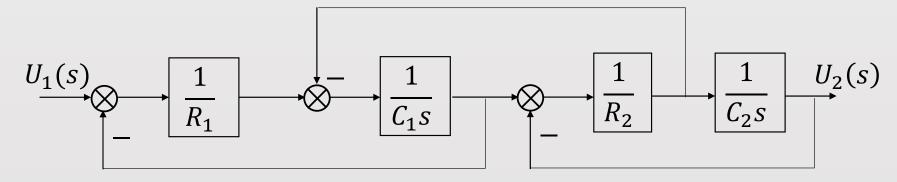
例2-6-1 试求图所示多回路系统的闭环传递函数C(s)/R(s) P37

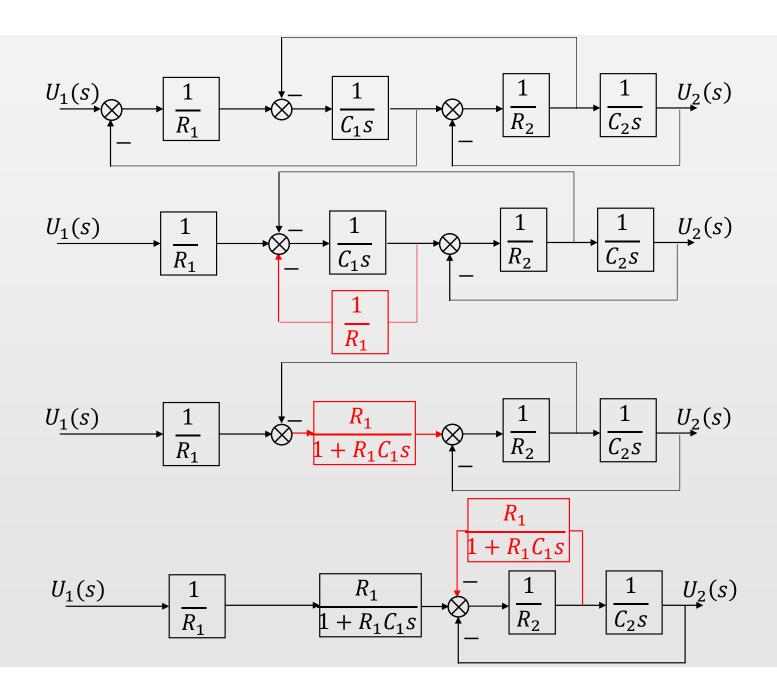


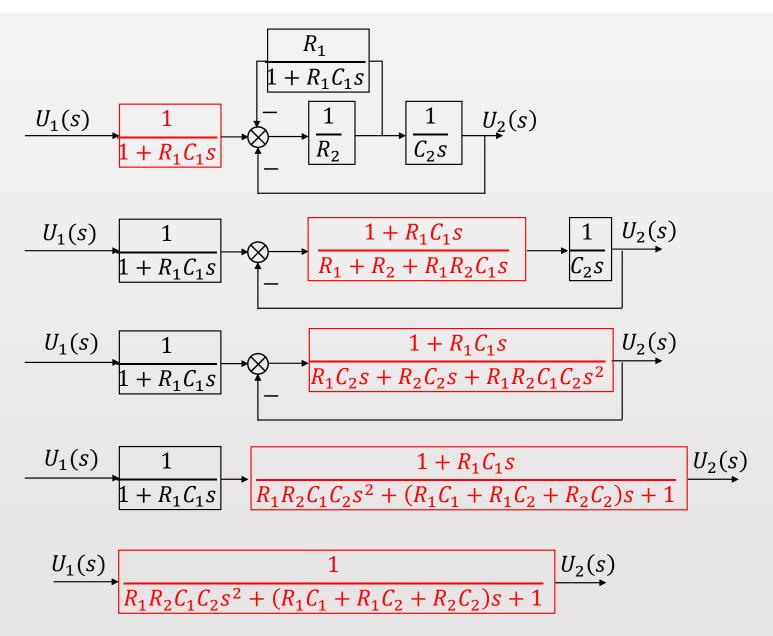
例:已知如图RC四端无源网络的框图,试用框图化简的方法证明传递

逐数为
$$\frac{U_2(s)}{U_1(s)} = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2 + (R_1 C_1 + R_1 C_2 + R_2 C_2) s + 1}$$





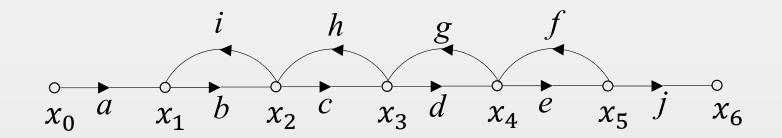




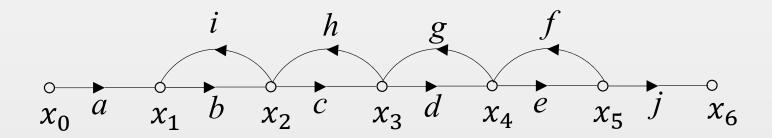
第七节 信号流程图

信号流程图(信号流图)和框图类似,都可用来表示系统结构和信号传送过程中的数学关系。

信号流程图也是数学模型一种表示。



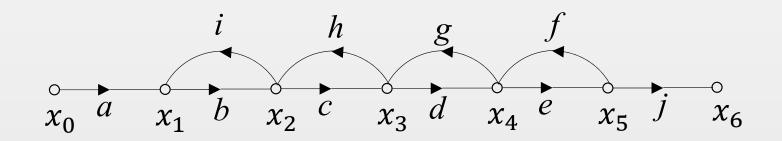
- 小圆圈 "○"表示变量, 称为节点
- 节点之间用有向线段"→"连接, 称为支路
- 在支路上标明前后两个变量之间的数学关系, 称为传输(增益)



源节点:只有出支路的节点,相当于输入信号。 (x_0)

汇节点:只有入支路的节点,相当于输出信号。(x_6)

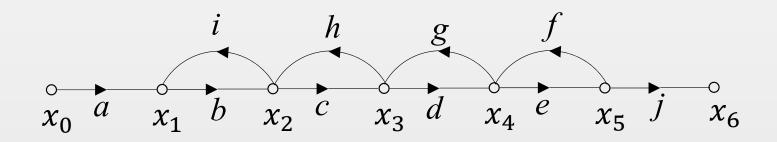
混合节点: 既有入支路,又有出支路的节点,相当于框图中的比较点或引出点。(x_1 、 x_2 、 x_3 、 x_4 、 x_5)



通道:又称为路径,是指从一个节点出发,沿着支路的箭头方向相继经过多个节点间的支路。(x_0 到 x_3 的通道: x_0 - x_1 - x_2 - x_3)

通道传输(通道增益):沿通道各支路传输的乘积。(x_0 到 x_3 的通道增益:abc)

前向通道:从源节点开始到汇节点终止,而且每个节点只通过一次的通道称为前向通道。(前向通道增益abcdej)

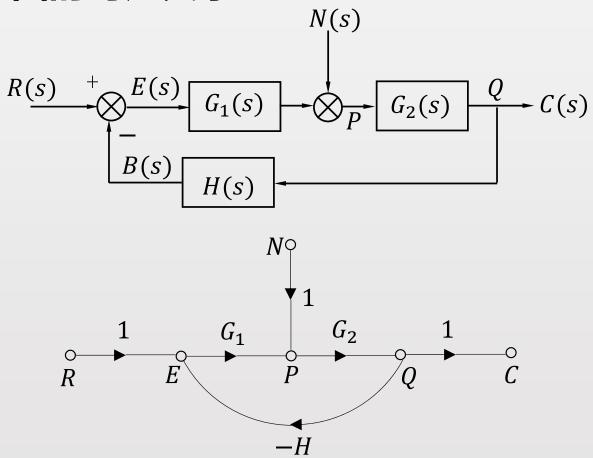


回路(回环):通道的终点就是通道的起点,并且通道中其它节点只经过一次。(共有四个回环,bi,ch,dg和ef)

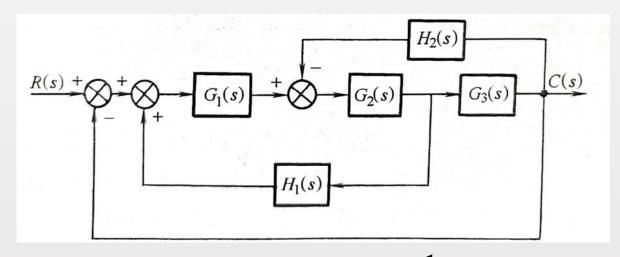
不接触回环:如果一些回环没有任何公共节点,就称它们为不接触回环。(两个互不接触的回环有三种组合,即bief,bidg和chef。本系统没有三个及三个以上互不接触的回环。)

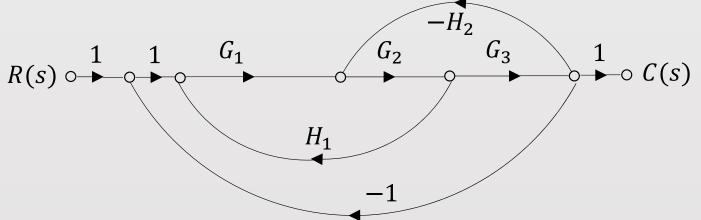
信号流图与框图的对应关系

信号流图	框图
源节点	输入信号
汇节点	输出信 号
混合节点	汇合点,引出点
支路	环节
支路传输	环节传递函数



例:根据下图所示的系统框图画出信号流程图





梅逊公式
$$T = \frac{1}{\Delta} \sum_{k=1}^{n} P_k \Delta_k$$

T: 从源节点至任何节点的传输

 P_k :第k条前向通道的传输

 Δ :特征式 $\Delta = 1 - \Sigma L_1 + \Sigma L_2 - \Sigma L_3 + \dots + (-1)^m \Sigma L_m$

 ΣL_1 :所有不同回环的传输之和

 ΣL_2 :每两个互不接触回环传输乘积之和

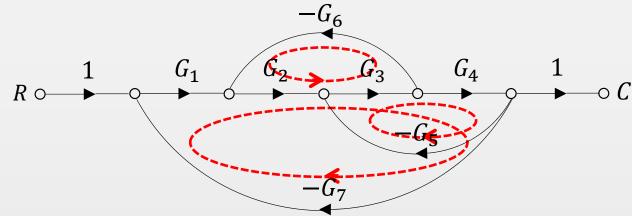
 ΣL_3 :每三个互不接触回环传输乘积之和

 ΣL_m :任何m个互不接触回环传输乘积之和

 Δ_k : 第k条前向通路特征式的余因子,即从 Δ 中除去与第k条前向通道 P_k 相接触的回环后余下的部分。(将与第k条前向通路相接触的回路传输代以0值,

余下的 Δ 记为 Δ_k)

例:用梅逊公式求图所示信号流图的总的传递函数

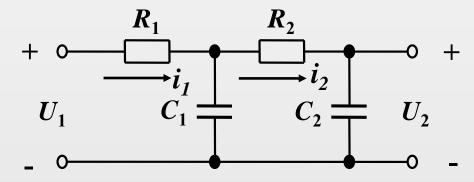


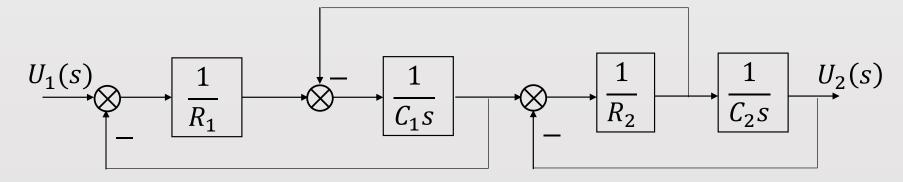
只有一条前向通道:
$$P_1 = G_1G_2G_3G_4$$

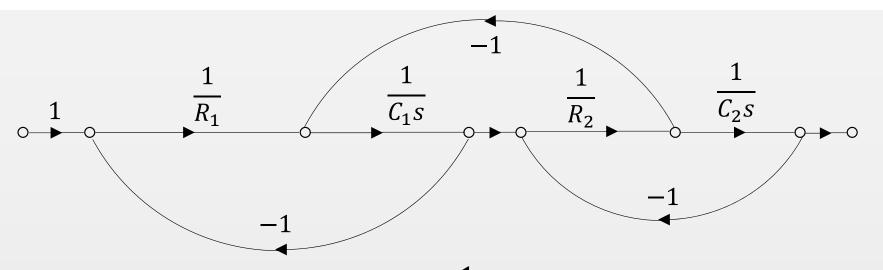
三个回环: $-G_2G_3G_6$ 、 $-G_3G_4G_5$ 、 $-G_1G_2G_3G_4G_7$
 $\Sigma L_1 = -G_2G_3G_6 - G_3G_4G_5 - G_1G_2G_3G_4G_7$
 $\Sigma L_2 = \Sigma L_3 = \dots = \Sigma L_m = 0$
 $\Delta = 1 - \Sigma L_1 = 1 + G_2G_3G_6 + G_3G_4G_5 + G_1G_2G_3G_4G_7$
 $\Delta_1 = 1$
 $T = \frac{1}{\Delta} \sum_{k=1}^{n} P_k \Delta_k = \frac{G_1G_2G_3G_4}{1 + G_2G_3G_6 + G_3G_4G_5 + G_1G_2G_3G_4G_7}$

例:已知如图RC四端无源网络的框图,试用梅逊增益公式证明传递函

数为
$$\frac{U_2(s)}{U_1(s)} = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2 + (R_1 C_1 + R_1 C_2 + R_2 C_2) s + 1}$$







只有一条前向通道:
$$P_1 = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2}$$

三个回环: $-\frac{1}{R_1 C_1 s}$, $-\frac{1}{R_2 C_2 s}$, $-\frac{1}{R_2 C_1 s}$
 $\Sigma L_1 = -\frac{1}{R_1 C_1 s} - \frac{1}{R_2 C_2 s} - \frac{1}{R_2 C_1 s}$
 $\Sigma L_2 = \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2}$
 $\Sigma L_3 = \dots = \Sigma L_m = 0$

$$\begin{split} & \Delta = 1 - \Sigma L_1 + \Sigma L_2 \\ & = 1 + \frac{1}{R_1 C_1 s} + \frac{1}{R_2 C_2 s} + \frac{1}{R_2 C_1 s} + \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2} \\ & = \frac{R_1 C_1 R_2 C_2 s^2 + R_2 C_2 s + R_1 C_1 s + R_1 C_2 s + 1}{R_1 C_1 R_2 C_2 s^2} \\ & \Delta_1 = 1 \\ & T = \frac{1}{\Delta} \sum_{k=1}^{n} P_k \Delta_k = \frac{R_1 C_1 R_2 C_2 s^2}{R_1 C_1 R_2 C_2 s^2 + R_2 C_2 s + R_1 C_1 s + R_1 C_2 s + 1} \cdot \frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2 s^2} \\ & = \frac{1}{R_1 C_1 R_2 C_2 s^2 + (R_2 C_2 + R_1 C_1 + R_1 C_2) s + 1} \end{split}$$

系统数学模型建立过程

