

# 第九章 线性定常系统的 状态空间综合法

## 目 录

- 9.1 线性反馈控制系统的结构分析
- 9.2 线性系统的极点配置、状态反馈和输出反馈
- 9.3 系统镇定问题
- 9.4 线性系统的状态观测器
- 9.5 利用状态观测器实现状态反馈的系统

# 控制系统研究的两大课题

## 控制系统的分析

状态空间描述

系统响应分析

系统结构分析

能控性 能观性

稳定性

## 控制系统的综合

控制系统的设计

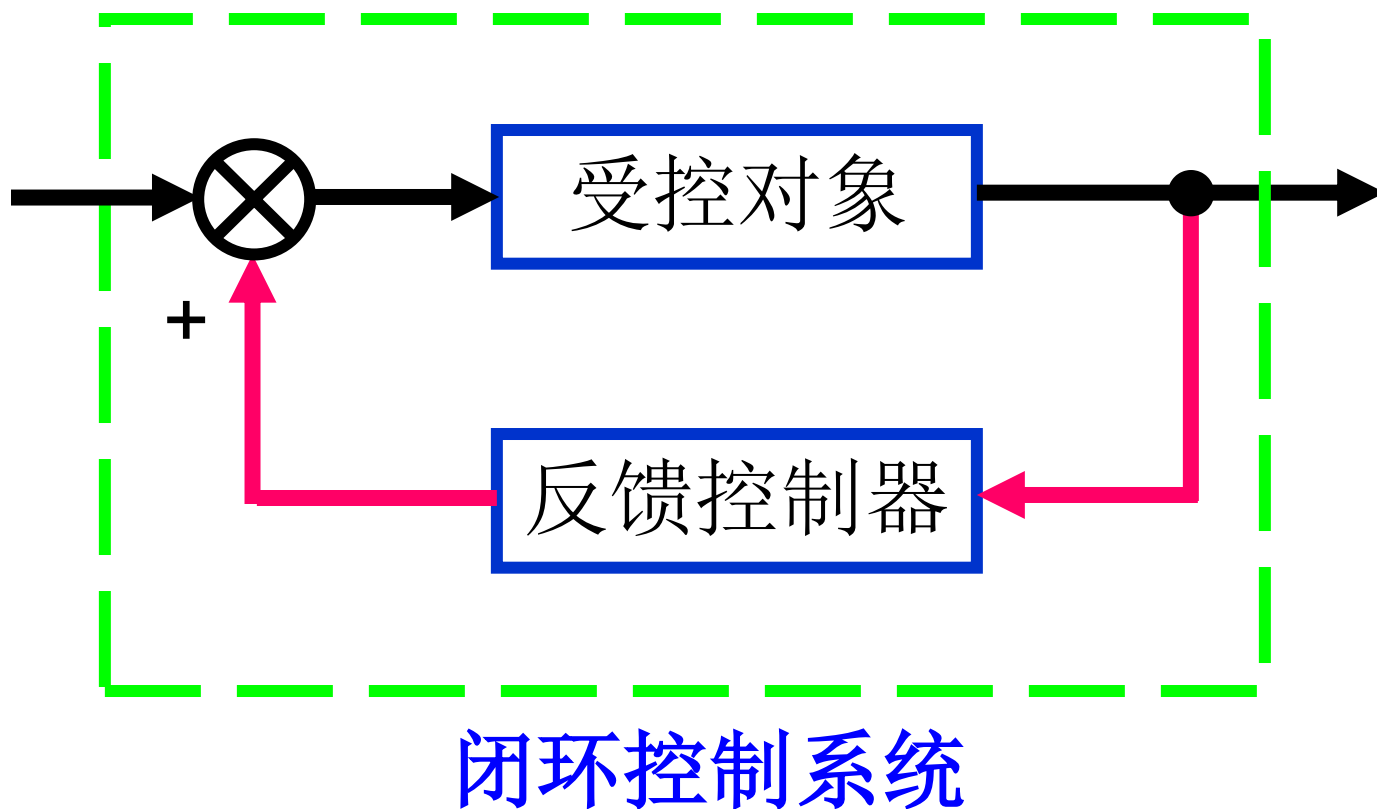
反馈的思想

状态反馈 输出反馈

动态补偿 观测器设计

解耦设计 (略)

## 9.1 线性反馈控制系统的结构分析



## 一. 状态反馈的结构

受控对象: 
$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u \end{cases}$$

若  $\mathbf{D} = \mathbf{0}$ , 则受控系统为:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} \end{cases}$$

简记为: 
$$\Sigma_0 = (\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$$

上式中:  $\mathbf{x} \in R^n$      $\mathbf{u} \in R^r$      $\mathbf{y} \in R^m$

$\mathbf{A}$  ——  $n \times n$  矩阵

$\mathbf{B}$  ——  $n \times r$  矩阵

$\mathbf{C}$  ——  $m \times n$  矩阵

$\mathbf{D}$  ——  $m \times r$  矩阵

## 取线性状态反馈控制律

$$\mathbf{u} = \mathbf{K}\mathbf{x} + \mathbf{v}$$

其中:  $\mathbf{v}$  ——  $r \times 1$  维参考输入

$\mathbf{K}$  ——  $r \times n$  维状态反馈增益矩阵

对于单输入系统,  $\mathbf{K}$  为  $1 \times n$  维的行向量

闭环系统

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}(\mathbf{K}\mathbf{x} + \mathbf{v}) \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}\mathbf{u} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}(\mathbf{K}\mathbf{x} + \mathbf{v}) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}(\mathbf{K}\mathbf{x} + \mathbf{v}) = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{BK}\mathbf{x} + \mathbf{Bv} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}(\mathbf{K}\mathbf{x} + \mathbf{v}) = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{DK}\mathbf{x} + \mathbf{Dv} \end{cases}$$

即

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = (\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{x} + \mathbf{Bv} \\ \mathbf{y} = (\mathbf{C} + \mathbf{DK})\mathbf{x} + \mathbf{Dv} \end{cases}$$

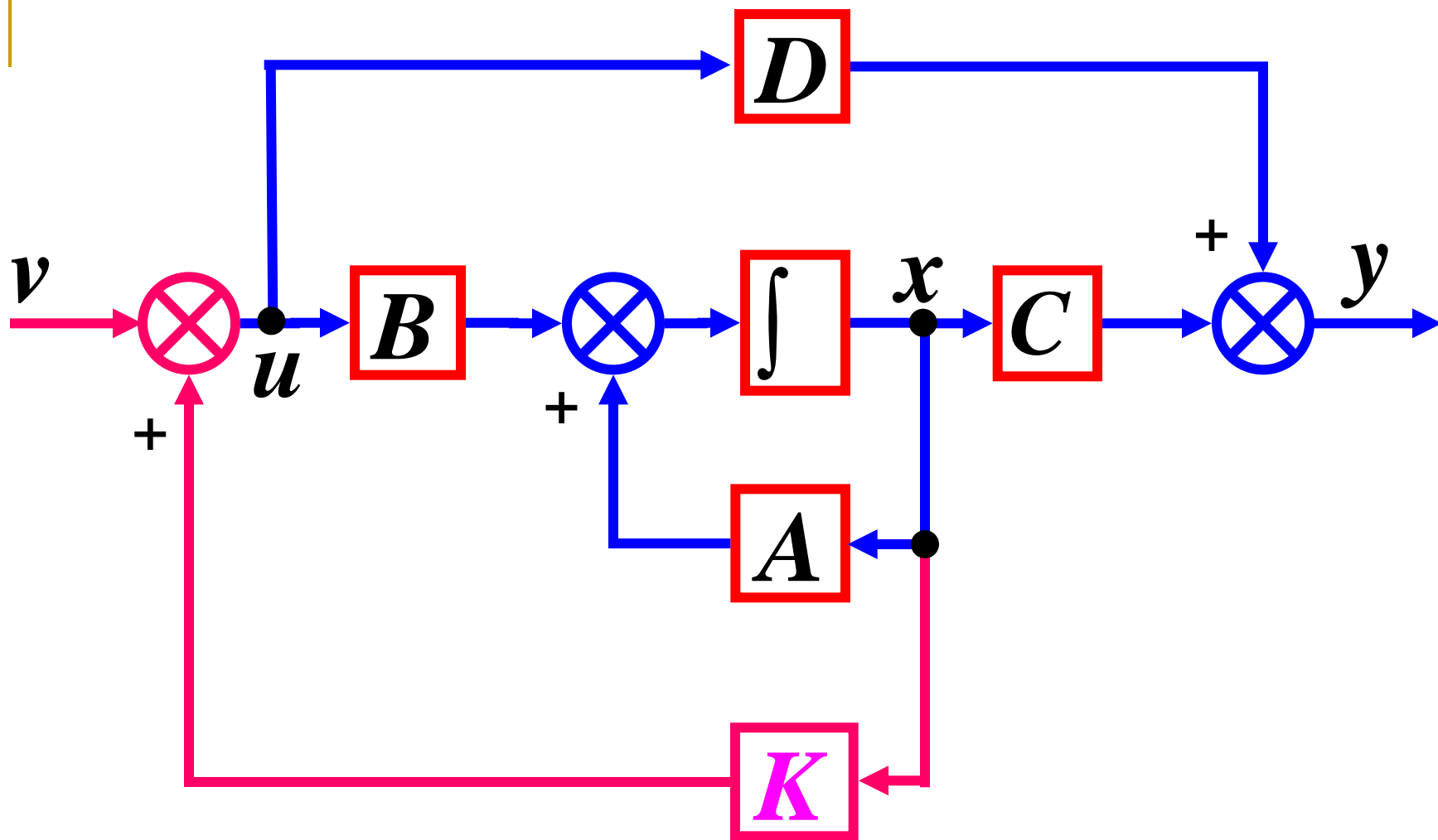
若  $\mathbf{D} = \mathbf{0}$ ，则闭环系统写为

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = (\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{v} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} \end{cases}$$

简记为：

$$\Sigma_K = (\mathbf{A} + \mathbf{BK}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$$





状态反馈闭环系统的结构图

闭环系统的传递函数为：

$$\mathbf{W}_K(s) = \mathbf{C} \left[ s\mathbf{I} - (\mathbf{A} + \mathbf{BK}) \right]^{-1} \mathbf{B}$$

可见，状态反馈矩阵  $\mathbf{K}$  的引入，并不增加系统的维数，但可以通过选择不同的  $\mathbf{K}$ ，来自由地改变系统的特征值，从而使系统获得所要求的性能。

## 二. 输出反馈的结构

输出反馈是经典控制理论所讨论的重点。

受控对象:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}\mathbf{u} \end{cases}$$

或

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} \end{cases}$$

取输出线性反馈控制律

$$\mathbf{u} = \mathbf{H}\mathbf{y} + \mathbf{v}$$

其中：  $\mathbf{v}$  ——  $r \times 1$  维参考输入

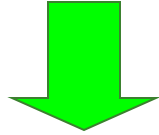
$\mathbf{H}$  ——  $r \times m$  维输出反馈增益矩阵

对于单输出系统， $\mathbf{H}$  为  $r \times 1$  维的列向量

将系统的输出方程代入到输出反馈控制律表达式

$$\begin{aligned} \mathbf{u} &= \mathbf{H}\mathbf{y} + \mathbf{v} \\ &= \mathbf{H}(\mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}\mathbf{u}) + \mathbf{v} \\ &= \mathbf{H}\mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{H}\mathbf{D}\mathbf{u} + \mathbf{v} \end{aligned}$$

$$\mathbf{u} = (\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} (\mathbf{HCx} + \mathbf{v})$$



$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{Ax} + \mathbf{B} \underline{(\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} (\mathbf{HCx} + \mathbf{v})}$$

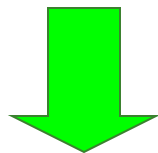
$$= \left[ \mathbf{A} + \mathbf{B} (\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} \mathbf{HC} \right] \mathbf{x} + \mathbf{B} (\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} \mathbf{v}$$

$$\mathbf{y} = \mathbf{Cx} + \mathbf{D} \underline{(\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} (\mathbf{HCx} + \mathbf{v})}$$

$$= \left[ \mathbf{C} + \mathbf{D} (\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} \mathbf{HC} \right] \mathbf{x} + \mathbf{D} (\mathbf{I} - \mathbf{HD})^{-1} \mathbf{v}$$

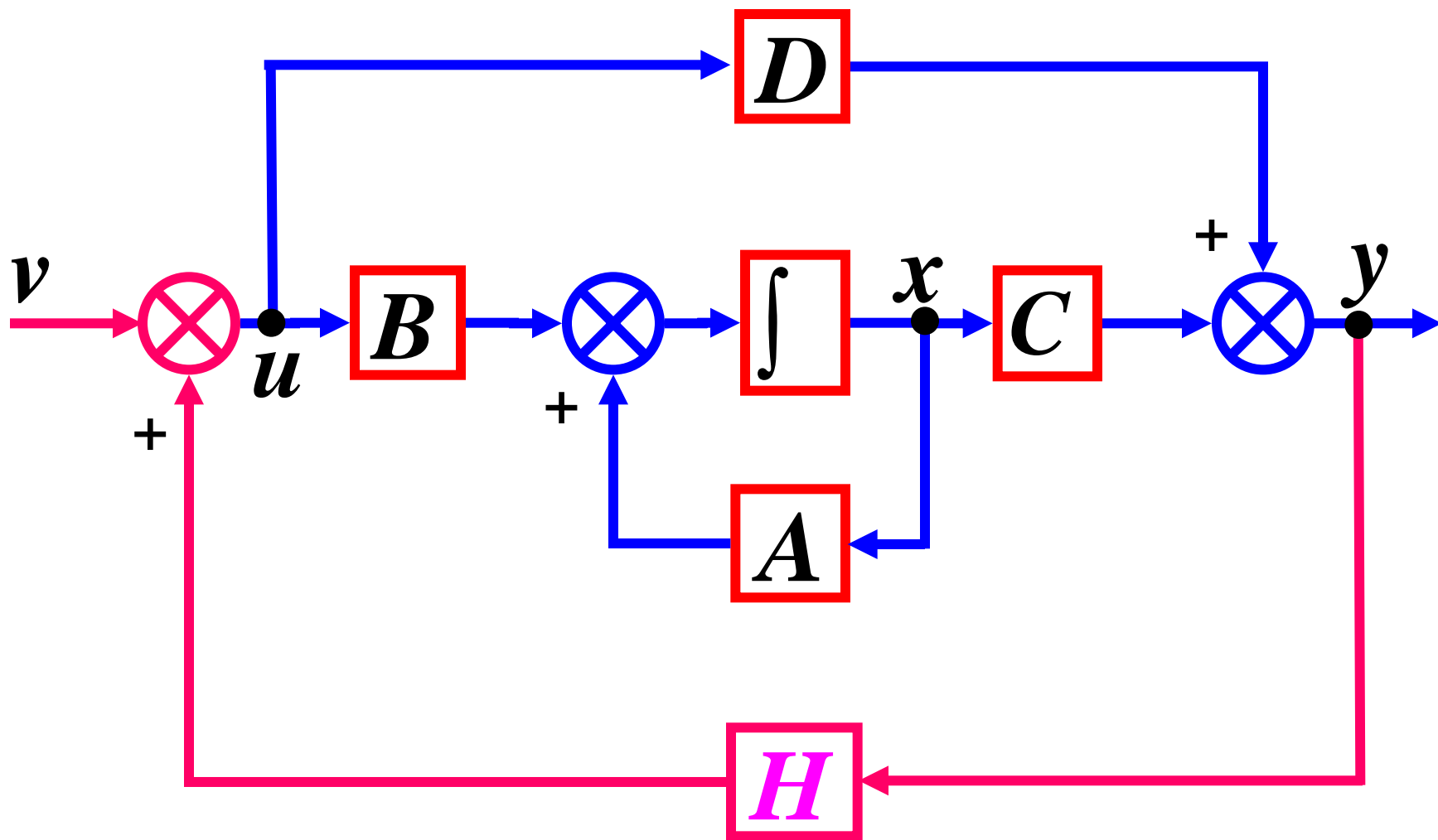
若  $\mathbf{D} = \mathbf{0}$ ，则闭环系统写为

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = (\mathbf{A} + \mathbf{BHC})\mathbf{x} + \mathbf{Bv} \\ \mathbf{y} = \mathbf{Cx} \end{cases}$$



$$\Sigma_H = (\mathbf{A} + \mathbf{BHC}, \mathbf{B}, \mathbf{C})$$

可以选择输出反馈增益矩阵 $\mathbf{H}$ ，也可以改变闭环系统的特征值，从而改变闭环系统的性能。



输出反馈闭环系统的结构图

输出反馈系统的传递函数矩阵为：

$$\mathbf{W}_H(s) = \mathbf{C} \left[ s\mathbf{I} - (\mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{H}\mathbf{C}) \right]^{-1} \mathbf{B}$$



## 状态反馈与输出反馈的比较

$$\mathbf{W}_K(s) = \mathbf{C} \left[ s\mathbf{I} - (\mathbf{A} + \mathbf{BK}) \right]^{-1} \mathbf{B}$$

$$\mathbf{W}_H(s) = \mathbf{C} \left[ s\mathbf{I} - (\mathbf{A} + \mathbf{BHC}) \right]^{-1} \mathbf{B}$$

■ 输出反馈中的  $\mathbf{HC}$  相当于状态反馈中的  $\mathbf{K}$ ;

■ 由于  $m < n$ , 所以  $\mathbf{H}$  可供选择的自由度小于  $\mathbf{K}$ ;

■ 一般情况下, 输出反馈相当于部分状态反馈,

只有当  $\mathbf{C} = \mathbf{I}$  时, 输出反馈才等价于全状态反馈;

■ 状态反馈效果较好, 输出反馈技术实现较容易。

### 三. 动态补偿器的结构

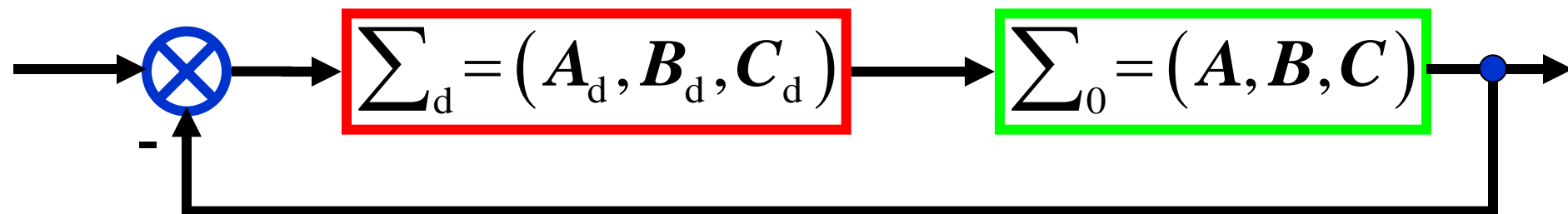
状态反馈和输出反馈的共同特点是：

- 不增加新的状态变量，开环与闭环同维数；
- 反馈增益矩阵均为常数矩阵；
- 反馈结构为线性反馈。

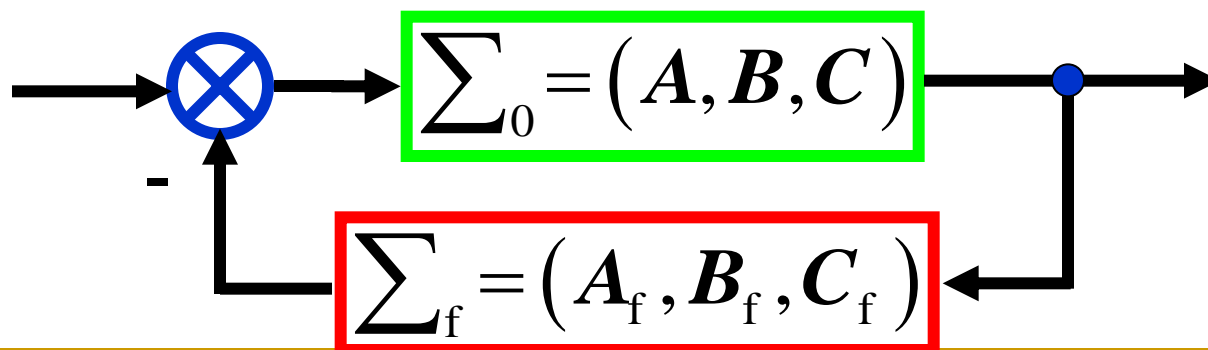
在更加复杂的情况下，常常需要引入一个动态子系统来改善系统的性能。这种动态子系统称为**动态补偿器**。

动态补偿器与受控系统的连接方式分为：

◆ 串联连接



◆ 反馈连接



## 输出反馈动态补偿器

$$\text{被控系统} \quad \begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{u} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} \end{cases} \quad (1)$$

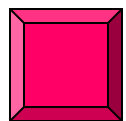
的输出反馈动态补偿器形式为：

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{z}} = \mathbf{R}\mathbf{z} + \mathbf{S}\mathbf{y} + \mathbf{T}\mathbf{v} \\ \mathbf{u} = \mathbf{L}\mathbf{z} + \mathbf{M}\mathbf{y} + \mathbf{N}\mathbf{v} \end{cases} \quad (2)$$

$\mathbf{z}$  ——  $q$  维动态补偿器的状态向量

$q$  —— 动态补偿器的阶次

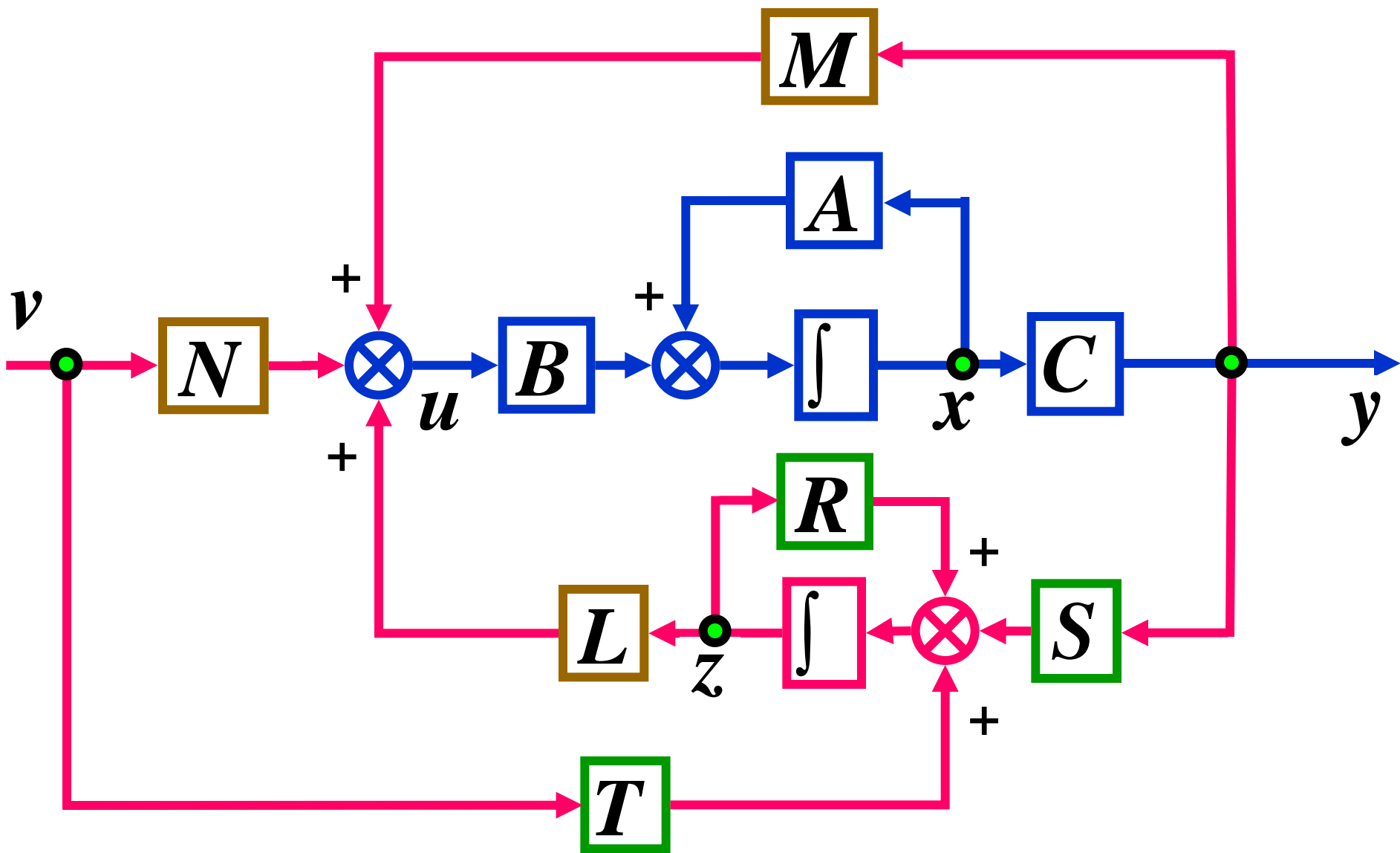
$\mathbf{v}$  ——  $r$  维外部参考输入



## 注释

当  $q = 0$  时，输出反馈动态补偿器就变成

静态输出反馈控制律。



带有输出反馈动态补偿器的闭环系统结构图

引入增广状态向量  $\mathbf{x}_e = \begin{bmatrix} \mathbf{x} \\ \mathbf{z} \end{bmatrix}$

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u$$

$$= \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}(\mathbf{L}\mathbf{z} + \mathbf{M}\mathbf{y} + \mathbf{N}\mathbf{v})$$

$$= \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{L}\mathbf{z} + \mathbf{B}\mathbf{M}\mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{N}\mathbf{v}$$

$$= (\mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{M}\mathbf{C})\mathbf{x} + \mathbf{B}\mathbf{L}\mathbf{z} + \mathbf{B}\mathbf{N}\mathbf{v}$$

$$\dot{z} = Rz + Sy + Tv$$

$$= SCx + Rz + Tv$$

增广系统的状态空间表达式为

$$\begin{cases} \dot{x} = (A + BMC)x + BLz + BNv \\ \dot{z} = SCx + Rz + Tv \end{cases}$$

即

$$\underbrace{\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{z} \end{bmatrix}}_{\mathbf{\dot{x}}_e} = \underbrace{\begin{bmatrix} A + BMC & BL \\ SC & R \end{bmatrix}}_{\mathbf{A}_e} \underbrace{\begin{bmatrix} x \\ z \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}_e} + \underbrace{\begin{bmatrix} BN \\ T \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}_e} v$$



进一步写为

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}_e = \mathbf{A}_e \mathbf{x}_e + \mathbf{B}_e \mathbf{v} \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}_e \mathbf{x}_e \end{cases}$$

其中

$$\mathbf{A}_e = \begin{bmatrix} \mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{M}\mathbf{C} & \mathbf{B}\mathbf{L} \\ \mathbf{S}\mathbf{C} & \mathbf{R} \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_e = \begin{bmatrix} \mathbf{B}\mathbf{N} \\ \mathbf{T} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_e = [\mathbf{C} \quad \mathbf{0}]$$

## 四. 闭环系统的能控性和能观性

**【定理1】** 状态反馈不改变受控系统  $\Sigma_0 = (A, B, C)$  的能控性，但是不能保证系统的能观性不变。

**【证明】** 只证能控性不变。

只要证明受控系统和状态反馈闭环系统的能控性矩阵的秩相同即可。

受控系统和状态反馈闭环系统的能控性矩阵分别为：

$$\mathbf{Q}_{c0} = \begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{AB} & \mathbf{A}^2\mathbf{B} & \cdots & \mathbf{A}^{n-1}\mathbf{B} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{Q}_{cK} = \begin{bmatrix} \mathbf{B} & (\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{B} & (\mathbf{A} + \mathbf{BK})^2\mathbf{B} & \cdots & (\mathbf{A} + \mathbf{BK})^{n-1}\mathbf{B} \end{bmatrix}$$

比较这两个矩阵的各个分块

第一分块 $\mathbf{B}$ 相同。

$$\mathbf{Q}_{cK} \text{ 的第二分块 } (\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{B} = \underline{\mathbf{AB}} + \underline{\mathbf{BKB}}$$

由于 $\mathbf{KB}$ 是一个常数矩阵，因此 $(\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{B}$ 的列向量可表示成 $[\underline{\mathbf{B}} \quad \underline{\mathbf{AB}}]$ 的线性组合。

同理,  $\mathbf{Q}_{c_K}$  的第三分块为

$$\begin{aligned} & (\mathbf{A} + \mathbf{BK})^2 \mathbf{B} \\ &= (\mathbf{A} + \mathbf{BK})(\mathbf{A} + \mathbf{BK})\mathbf{B} \\ &= (\mathbf{A}^2 + \mathbf{ABK} + \mathbf{BKA} + \mathbf{BKBK})\mathbf{B} \\ &= \mathbf{A}^2\mathbf{B} + \mathbf{ABKB} + \mathbf{BKAB} + \mathbf{BKBBK} \\ &= \underline{\mathbf{A}^2\mathbf{B}} + \underline{\mathbf{AB}}(\mathbf{KB}) + \underline{\mathbf{B}}(\mathbf{KAB}) + \underline{\mathbf{B}}(\mathbf{KBKB}) \end{aligned}$$

所以  $(\mathbf{A} + \mathbf{BK})^2 \mathbf{B}$  的列向量也可用  $\begin{bmatrix} \mathbf{B} & \mathbf{AB} & \mathbf{A}^2\mathbf{B} \end{bmatrix}$

的线性组合来表示。

其余各个分块的情况完全类似。

所以， $\mathbf{Q}_{cK}$  可以看作是由  $\mathbf{Q}_{c0}$  经过初等变换而得到的，  
而矩阵的初等变换并不改变它的秩，

所以，矩阵  $\mathbf{Q}_{cK}$  和  $\mathbf{Q}_{c0}$  的秩相同。

这就证明了状态反馈不改变受控系统的能控性。



状态反馈不保持系统的能观性。举例如下：

**【例9-1】** 考察系统

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{u} \\ y = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \end{cases}$$

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{CA} &= \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} -2 & 1 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$\mathbf{Q}_o = \begin{bmatrix} \mathbf{C} \\ \mathbf{CA} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ -2 & 1 \end{bmatrix}$$

显然有

$$\text{rank} \mathbf{Q}_o = 2 = n$$

开环系统是能观的。

## 引入状态反馈

$$\mathbf{u} = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ -3 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \mathbf{v}$$

可得闭环系统

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \left\{ \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ -3 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \mathbf{v} \right\} \\ y = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \end{cases}$$



$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ -3 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{v} \\ y = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \end{cases}$$

即得闭环系统

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{v} \\ y = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \end{cases}$$

对于这个闭环系统

$$\mathbf{C}_K = [1 \quad -1]$$

$$\mathbf{A}_K = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{C}_K \mathbf{A}_K &= [1 \quad -1] \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} \\ &= [1 \quad -1] \end{aligned}$$

$$\mathbf{Q}_{K_0} = \begin{bmatrix} \mathbf{C}_K \\ \mathbf{C}_K \mathbf{A}_K \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix}$$

显然有

$$\text{rank} \mathbf{Q}_{K_0} = 1 < n = 2$$

闭环系统是不完全能观的。

**【例9-2】**考虑下述系统在引入状态反馈前后的能控和能观性。

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \\ y = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \end{cases}$$

状态反馈控制律

$$u = \begin{bmatrix} -1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

**【解】** 先列出相关的矩阵。

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{K} = \begin{bmatrix} -1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{A}\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c}\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}$$

先验证开环系统的能控性和能观性。

$$\text{rank} \mathbf{Q}_c = \text{rank} [\mathbf{b} \quad \mathbf{A}\mathbf{b}] = \text{rank} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} = 2$$

$$\text{rank} \mathbf{Q}_o = \text{rank} \begin{bmatrix} \mathbf{c} \\ \mathbf{c}\mathbf{A} \end{bmatrix} = \text{rank} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} = 2$$

说明开环系统既能控又能观。

引入状态反馈后

$$\mathbf{A} + \mathbf{b}\mathbf{K} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$(\mathbf{A} + \mathbf{b}\mathbf{K})\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned}\mathbf{c}(\mathbf{A} + \mathbf{b}\mathbf{K}) &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} 0 & 0 \end{bmatrix}\end{aligned}$$

相应的有

$$\text{rank} \mathbf{Q}_{\mathbf{K}_c} = \text{rank} \begin{bmatrix} \mathbf{b} & (\mathbf{A} + \mathbf{b}\mathbf{K})\mathbf{b} \end{bmatrix} = \text{rank} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} = 2$$



$$\text{rank} \mathbf{Q}_{K_0} = \text{rank} \begin{bmatrix} \mathbf{c} \\ \mathbf{c}(\mathbf{A} + \mathbf{bK}) \end{bmatrix} = \text{rank} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} = 1$$

可见，在引入状态反馈后，闭环系统的能控性保持不变，但却破坏了系统的能观性。

事实上，这反映在系统的传递函数出现了零极点对消现象。

$$\mathbf{W}_0(s) = \mathbf{c}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s & -1 \\ -1 & s \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \frac{s}{s^2 - 1}$$

$$\mathbf{W}_K(s) = \mathbf{c}[s\mathbf{I} - (\mathbf{A} + \mathbf{bK})]^{-1}\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \frac{s}{s^2} = \frac{1}{s}$$

**【定理2】** 输出反馈不改变受控系统  $\Sigma_0 = (A, B, C)$  的能控性和能观性。

**【证明】** 先证闭环系统的能控性不变：

输出反馈闭环系统方程为

$$\dot{\mathbf{x}} = (\mathbf{A} + \mathbf{BHC})\mathbf{x} + \mathbf{B}u$$

若把  $\mathbf{HC}$  看成等效的状态反馈矩阵  $\mathbf{K}$ ，那么状态反馈便保持系统的能控性不变。

## 再证闭环系统的能观性不变：


分别写出开环系统和输出反馈闭环系统的能观性矩阵：

$$\mathcal{Q}_{o0} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$

$$\mathcal{Q}_{oH} = \begin{bmatrix} C \\ C(A + BHC) \\ \vdots \\ C(A + BHC)^{n-1} \end{bmatrix}$$

---

仿照前一定理的证明方法，同样可以把  $Q_{oH}$  看作由  $Q_{o0}$  经过初等变换所得到的结果。而初等变换不改变矩阵的秩，因此能观性保持不变。



# 本次课内容总结

- 状态反馈的结构
- 输出反馈的结构
- 动态补偿器的结构
- 闭环系统的能控性和能观性