

实验十七：

（创新模块）状态空间理论、LQR控制器设计及仿真

实验目的：

1. 了解系统的状态空间描述方法；
2. 掌握LQR控制器设计原理；
3. 设计二级倒立摆系统LQR控制器。

实验任务/要求:

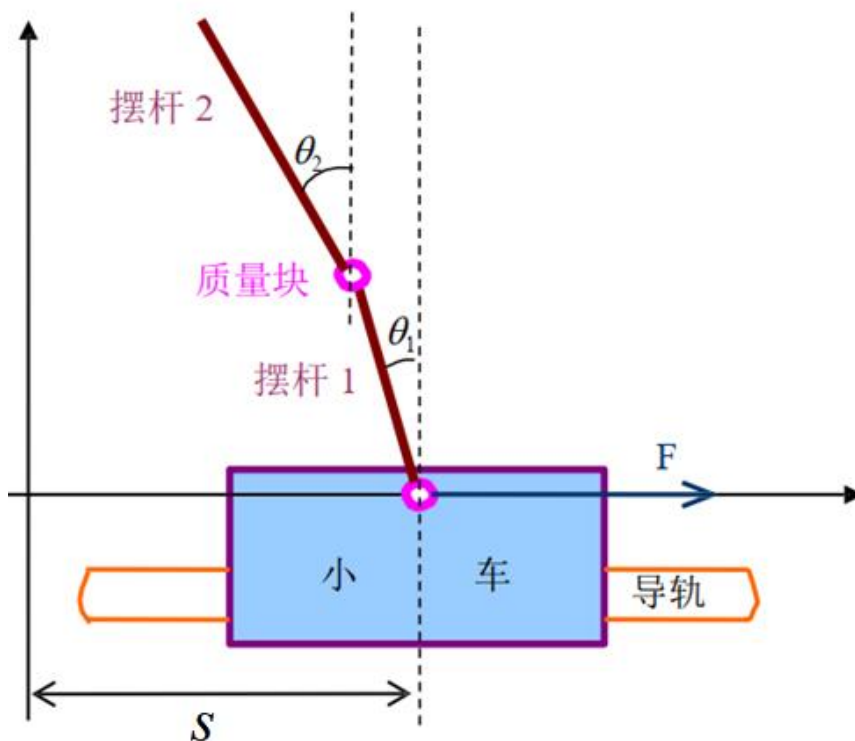
1. 基于LQR方法，设计二级倒立摆系统控制器；
2. 二级倒立摆系统LQR方法的仿真实现。

实验仪器、设备及材料：

二级倒立摆本体、倒立摆电控箱、PC机
(Matlab平台、运动控制卡)

实验原理:

系统状态变量: $\{s, \theta_1, \theta_2, s', \theta_1', \theta_2'\}$,



$$\dot{x} = \begin{bmatrix} s' \\ \theta_1' \\ \theta_2' \\ s'' \\ \theta_1'' \\ \theta_2'' \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 86.69 & -21.62 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -40.31 & 39.45 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s \\ \theta_1 \\ \theta_2 \\ s' \\ \theta_1' \\ \theta_2' \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \\ 6.64 \\ -0.088 \end{bmatrix} u$$

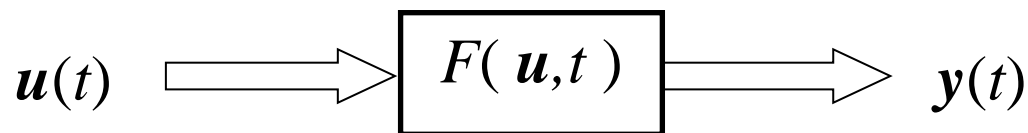
$$y = \begin{bmatrix} s \\ \theta_1 \\ \theta_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s \\ \theta_1 \\ \theta_2 \\ s' \\ \theta_1' \\ \theta_2' \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

自动控制原理中的传递函数方法描述二级倒立摆系统不太适合, 需要能更完全描述系统的新方法。 **状态空间法**

1. 系统数学描述的两种基本类型

1) 输入—输出描述 (外部描述)

□ 输入—输出描述是描述系统输入—输出变量关系的模型。如传递函数。



系统的输入—输出描述

视系统为 “*black box*”, 只描述输入-输出间的关系



例如.对SISO线性定常系统:时间域的外部描述:

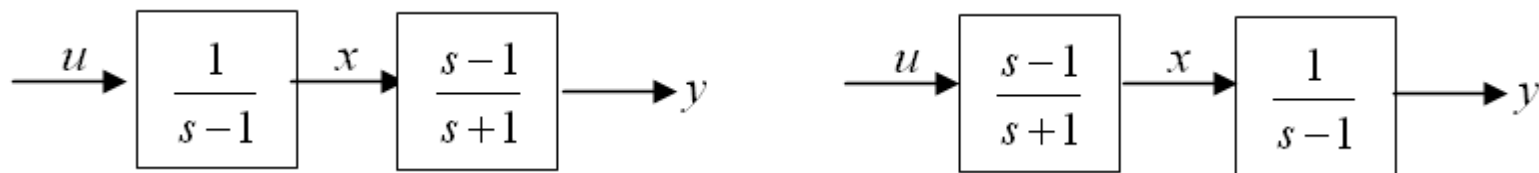
$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1y^{(1)} + a_0y = b_{n-1}u^{(n-1)} + \cdots + b_1u^{(1)} + b_0u$$

复频率域描述即传递函数描述

$$g(s) = \frac{y(s)}{u(s)} = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \cdots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}$$

输入—输出描述（外部描述）仅描述系统的外部特性，不能反映系统的内部结构特征（即不能反映“黑箱”内部的某些部分），是对系统的一种不完全描述。

例如：



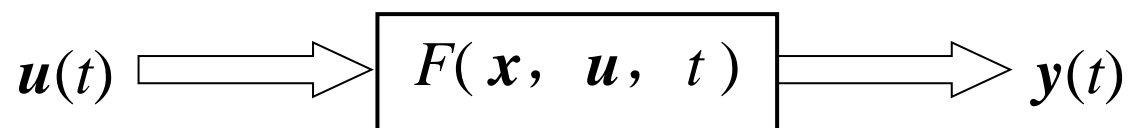
从输入—输出关系来看，它们具有相同的传递函数：

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

但事实上这是两个内部结构完全不同的系统。这两个系统是不等价的，**这表明系统的内部特性比起由传递函数表达的外部特性要复杂得多，输入—输出描述没有包含系统的全部信息，不能完整的描述一个系统。**

2) 状态空间描述 (内部描述)

□ **状态空间描述**通过建立系统内部状态和系统的输入以及输出之间的数学关系，来描述系统的行为。



系统的状态空间描述

□ **状态空间描述** (内部描述) 能完全表征系统的一切动力学特征，它是对系统的一个完全描述。

状态空间描述是基于内部结构分析的数学模型，通常由两个数学方程组成。

➤ **状态方程**：是描述系统内部变量 $x = [x_1, x_2, \dots, x_n]^T$ 与输入变量 $u = [u_1, u_2, \dots, u_p]^T$ 间因果关系的数学表达式，常具有微分方程或差分方程的形式。

➤ **输出方程**：是表征系统内部变量 $x = [x_1, x_2, \dots, x_n]^T$ 及输入变量 $u = [u_1, u_2, \dots, u_p]^T$ 和输出变量 $y = [y_1, y_2, \dots, y_q]^T$ 间转换关系的数学表达式，具有代数方程的形式。

状态和状态空间的定义

(1) 状态、状态变量和状态向量

■ 系统在时间域中的行为或运动信息的集合称为**状态**。系统的**状态是描述系统的过去、现在和未来行为的变量组**，是用来完全表征系统时域行为的**最小的一组变量**，记为 $x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)$ 。

■ **状态变量**是构成系统状态的变量，是指能完全表征系统行为的最小变量组中的每一个变量。

■ **状态向量**：是由状态变量所构成的向量，即向量 $x(t) = [x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)]^T$ 称为 n 维状态向量。给定 $t = t_0$ 时的初始状态向量 $x(t_0)$ 及 $t \geq t_0$ 的输入向量 $u(t)$ ，则 $t \geq t_0$ 的状态由状态向量 $x(t)$ 唯一确定。

关于状态的几点说明：

1) **状态变量组可完全地表征系统行为的属性体现在：**只要给定这组变量 $x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)$ 在初始时刻 t_0 的值，以及输入变量 $u_1(t), u_2(t), \dots, u_p(t)$ 在各瞬时 $t \geq t_0$ 的值，则系统中任何一个变量在 $t \geq t_0$ 时的运动行为就可以被完全确定。

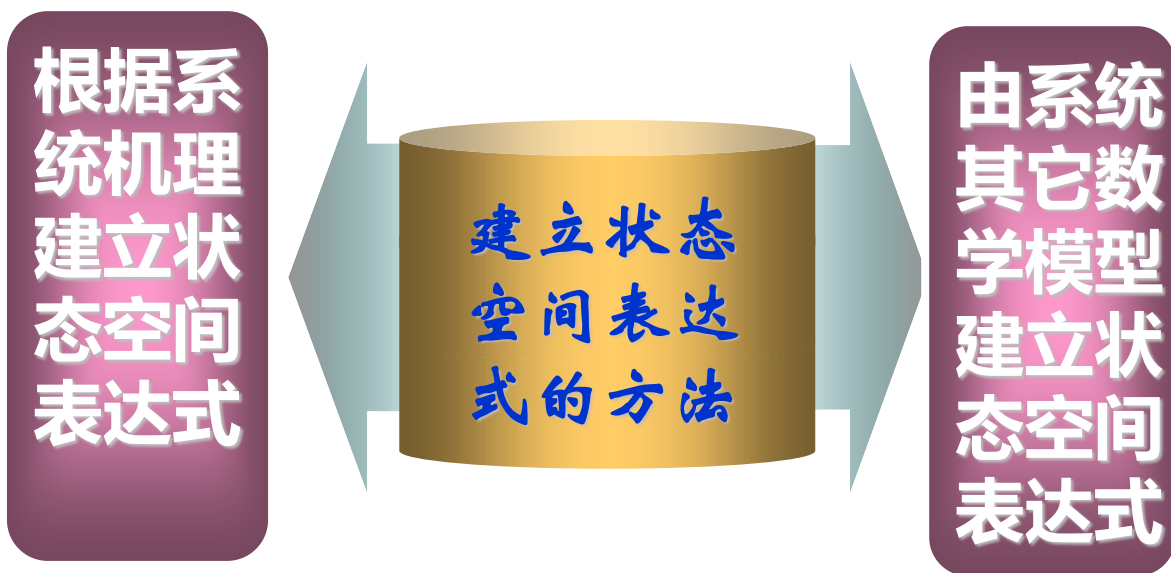
2) 状态变量组的最小性体现在:

状态变量 $x_1(t), x_2(t), \dots, x_n(t)$ 是为完全表征系统行为所必需的系统变量的最少个数, 减少变量数将破坏表征的完全性, 而增加变量数将是完全表征系统行为所不需要的。

3) 状态变量组选取上的不唯一性:

由于系统中变量的个数必大于 n , 而其中仅有 n 个是线性无关的, 因此决定了状态变量组在选取上的不唯一性。

2 线性系统的状态空间描述





✚ 根据系统机理建立状态空间表达式：属于分析的途径，适用于结构和参数为已知的系统。直接根据系统的机理建立相应的微分方程或差分方程，继而选择有关的物理量作为状态变量，从而导出其状态空间表达式。

✚ 由系统其它数学模型建立状态空间表达式：属于辨识的途径，适用于结构和参数难以搞清楚的系统。通过实验手段取得数据并采用适当的方法确定系统的输入输出模型(属于系统辨识和参数估计的范畴)，再由所得的系统输入输出描述导出相应的状态空间描述。

根据系统机理建立状态空间表达式的基本步

骤是：

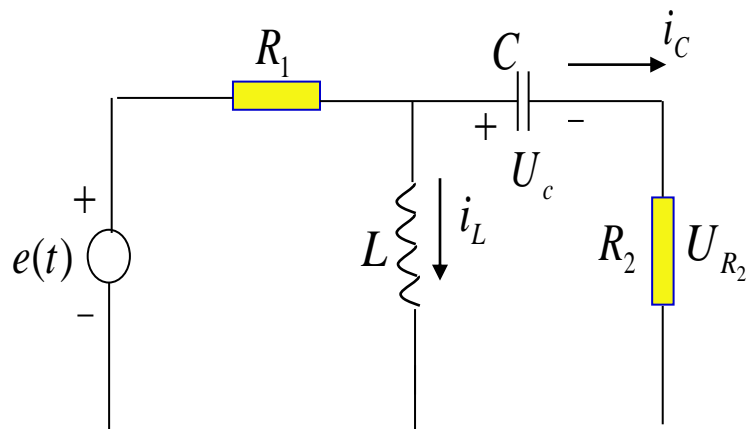
-  1) 根据系统所遵循的物理规律，建立系统的微分方程或差分方程；
-  2) 选取有关物理量（变量）作为状态变量，推导出系统的状态方程和输出方程。

电路系统状态空间描述的列写示例

$$\begin{cases} u_c + R_2 C \frac{du_c}{dt} - L \frac{di_L}{dt} = 0 \\ R_1 i_L + R_1 C \frac{du_c}{dt} + L \frac{di_L}{dt} = e \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{u}_c \\ \dot{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{(R_1 + R_2)C} & -\frac{R_1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_1}{L(R_1 + R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_c \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} e$$

$$u_{R_2} = \begin{bmatrix} -\frac{R_2}{R_1 + R_2} & -\frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_c \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} e$$



选择状态变量

电源电压 $e(t)$ 为输入变量，

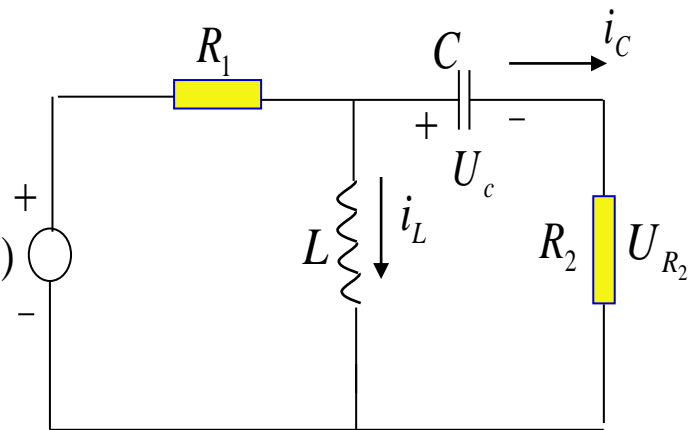
电阻 R_2 端的电压为输出变量

$$\begin{bmatrix} \dot{u}_c \\ \dot{i}_L \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{(R_1 + R_2)C} & -\frac{R_1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_1}{L(R_1 + R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_c \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} e$$

$$u_{R_2} = \begin{bmatrix} -\frac{R_2}{R_1 + R_2} & -\frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_c \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} e$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{(R_1 + R_2)C} & -\frac{R_1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_1}{L(R_1 + R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{(R_1 + R_2)C} \\ \frac{R_2}{L(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} -\frac{R_2}{R_1 + R_2} & -\frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} u$$



以上方程可表为形如

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

$$y = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u$$

机电系统状态空间描述的列写示例

$$R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt} + c_e \omega = e \quad \text{电路方程}$$

$$c_M i_a - f \omega = J \frac{d\omega}{dt} \quad \text{机械方程}$$

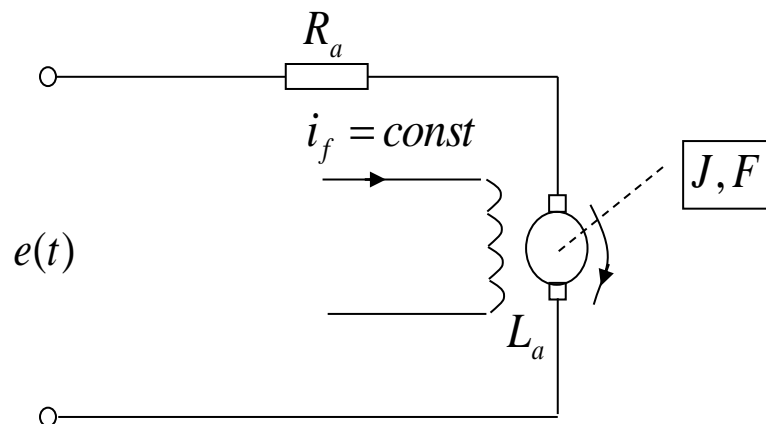
$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{i}_a \\ \dot{\omega} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_a}{L_a} & -\frac{c_e}{L_a} \\ \frac{c_M}{J} & -\frac{f}{J} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_a \\ \omega \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_a} \\ 0 \end{bmatrix} e$$

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

上式可表为形如

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx + Du$$



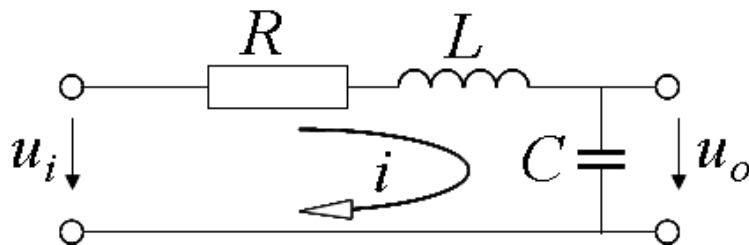
转子转速 ω

反电势 $C_e \omega$

电磁力矩 $C_M i_a$

转动惯量 J

例：建立RCL网络的状态空间表达式



解：根据各元件的电流与电压关系、回路电压和等于零，得到系统的方程：

$$Ri + L \frac{di}{dt} + \frac{1}{C} \int idt = u_i$$

$$u_o = \frac{1}{C} \int idt$$

系统的输入、输出分别为

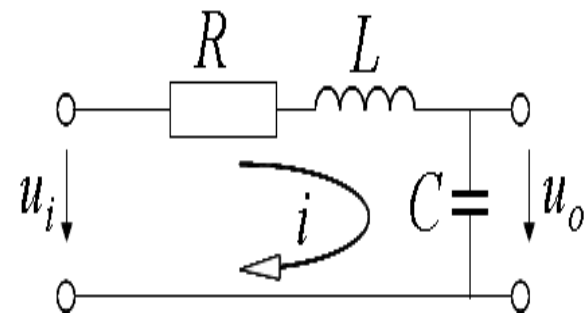
$$u = u_i, \quad y = u_o$$

状态变量选取不唯一，但状态变量个数都等于系统阶数
状态变量选取不同，则状态空间描述不同。

a) 选取状态变量 $x_1 = i$, $x_2 = \frac{1}{C} \int i dt = u_o$, 则状态空间描述为:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -R/L & -1/L \\ 1/C & 0 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1/L \\ 0 \end{bmatrix} u$$

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



b) 选取状态变量 $x_1 = i$, $x_2 = \int i dt$, 则状态空间描述为:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -R/L & -1/(CL) \\ 1 & 0 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1/L \\ 0 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 1/C \end{bmatrix} x$$

它们之间的变换矩阵：

$$\begin{cases} \bar{x}_1 = i \\ \bar{x}_2 = \frac{1}{C} \int idt \end{cases} \quad \text{和} \quad \begin{cases} x_1 = i \\ x_2 = \int idt \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \bar{x}_1 = x_1 \\ \bar{x}_2 = \frac{1}{C} x_2 \end{cases} \quad \text{即} \quad \begin{bmatrix} \bar{x}_1 \\ \bar{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & \frac{1}{C} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

$$\bar{x} = Px,$$

$$x = Q\bar{x}$$

$$PQ = QP = I$$

所以 P, Q 互逆, P, Q 非奇异矩阵



注意：该例说明一个系统的状态空间描述不是唯一的，各种描述之间可以相互转换，且不改变系统的固有性质。

3 线性定常系统的表达式

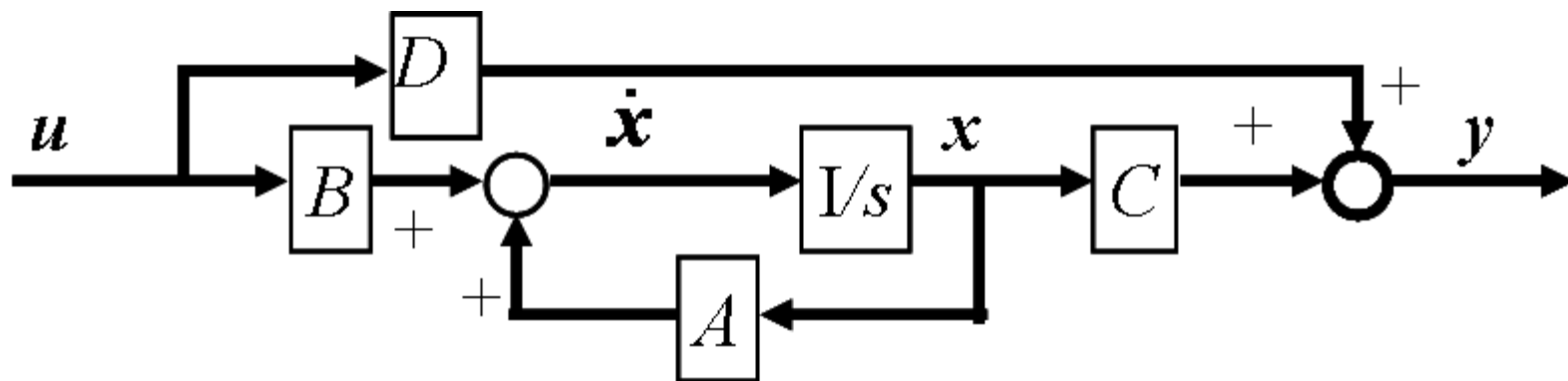
线性定常连续系统状态空间表达式为：

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = A \mathbf{x}(t) + B \mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) = C \mathbf{x}(t) + D \mathbf{u}(t) \end{cases} \quad (\text{简记为 } (A, B, C, D))$$

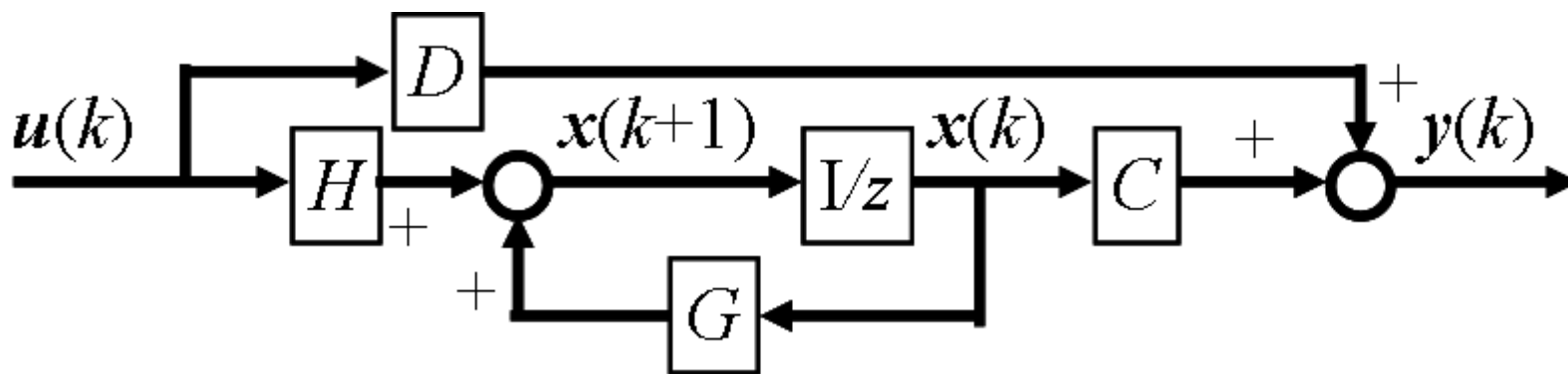
线性定常离散系统状态空间表达式为：

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = G\mathbf{x}(k) + H\mathbf{u}(k) \\ \mathbf{y}(k) = C\mathbf{x}(k) + D\mathbf{u}(k) \end{cases} \quad (\text{简记为 } (G, H, C, D))$$


线性系统状态空间表达式的模拟结构图



线性连续时间系统结构图



线性离散时间系统结构图

 **说明：** D 描述了输入 u 不经状态变量 x 对输出 y 的直接影响，它不影响系统的动态过程，实质上是系统外部模型的一部分。因此，当利用状态模型来分析系统动态行为时，常假设 $D \equiv 0$ ，并不失对问题讨论的一般性。

所以通常采用的线性系统状态空间表达式为：

连续时不变系统:

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

(简记为 (A, B, C))

离散时不变系统:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = G\mathbf{x}(k) + H\mathbf{u}(k) \\ \mathbf{y}(k) = C\mathbf{x}(k) \end{cases}$$

(简记为 (G, H, C))

4 连续变量动态系统的线性化

线性系统和非线性系统

严格说，大多物理系统都是非线性的，很难求解，如不用数值解，一般无法解。

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u) \\ y = g(x, u) \end{cases} \quad \text{向量函数 } f(x, u, t) = \begin{bmatrix} f_1(x, u, t) \\ f_2(x, u, t) \\ \vdots \\ f_n(x, u, t) \end{bmatrix}, \quad g(x, u, t) = \begin{bmatrix} g_1(x, u, t) \\ g_2(x, u, t) \\ \vdots \\ g_q(x, u, t) \end{bmatrix}$$

所以，在足够的精度下，用线性系统来近似，为此，设

x_0, u_0, y_0 是非线性方程的一组解，即

$$\dot{x}_0 = f(x_0, u_0)$$

$$y_0 = g(x_0, u_0)$$

非线性系统可以用泰勒展开方法化为线性系统

用泰勒级数展开得：

$$f(x, u) = f(x_0, u_0) + \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial f}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u + \alpha(\delta x, \delta u)$$

$$g(x, u) = g(x_0, u_0) + \left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u + \beta(\delta x, \delta u)$$

式中 α, β 是关于 $\delta x, \delta u$ 的高次项，可以忽略。

又因为，

$$\delta y = y - y_0 = g(x, u) - g(x_0, u_0) = \left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u$$

引入如下符号：

$$\hat{x} \triangleq \delta x, \quad \hat{u} \triangleq \delta u, \quad \hat{y} \triangleq \delta y,$$

$$A \triangleq \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x_0, u_0}, \quad B \triangleq \left. \frac{\partial f}{\partial u} \right|_{x_0, u_0}, \quad C \triangleq \left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0}, \quad D \triangleq \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0}$$

$$\mathbf{A} = \left(\frac{\partial \mathbf{f}}{\partial \mathbf{x}^T} \right)_{x_0, u_0} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n} \end{bmatrix}_{x_0, u_0}$$

$$\mathbf{B} = \left(\frac{\partial \mathbf{f}}{\partial \mathbf{u}^T} \right)_{x_0, u_0} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial u_p} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial u_p} \end{bmatrix}_{x_0, u_0}$$

$$\mathbf{C} = \left(\frac{\partial \mathbf{g}}{\partial \mathbf{x}^T} \right)_{x_0, u_0} = \begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_q}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_q}{\partial x_n} \end{bmatrix}_{x_0, u_0}$$

$$\mathbf{D} = \left(\frac{\partial \mathbf{g}}{\partial \mathbf{u}^T} \right)_{x_0, u_0} = \begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial u_p} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_q}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_q}{\partial u_p} \end{bmatrix}_{x_0, u_0}$$

线性化后的状态空间表达式为：

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

$$\hat{y} = C\hat{x} + D\hat{u}$$

例：
$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_1 + x_2 + x_2^3 + 2u \\ y = x_1 + x_2^2 \end{cases} \quad \text{在 } x_0=0 \text{ 处线性化}$$

解： 因为
$$\begin{cases} f_1 = x_2 \\ f_2 = x_1 + x_2 + x_2^3 + 2u \\ g = x_1 + x_2^2 \end{cases}$$

所以

$$\left. \frac{\partial f_1}{\partial x_1} \right|_{x_0} = 0, \quad \left. \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \right|_{x_0} = 1, \quad \left. \frac{\partial f_2}{\partial x_1} \right|_{x_0} = 1, \quad \left. \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \right|_{x_0} = (1 + 3x_2^2) \Big|_{x_0} = 1, \quad \left. \frac{\partial g}{\partial x_1} \right|_{x_0} = 1, \quad \left. \frac{\partial g}{\partial x_2} \right|_{x_0} = 2x_2 \Big|_{x_0} = 0, \quad \frac{\partial f_2}{\partial u} = 2$$

$$\text{故 } A = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{1} \\ \mathbf{1} & \mathbf{1} \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ \mathbf{2} \end{bmatrix} \quad C = \begin{bmatrix} \mathbf{1} & \mathbf{0} \end{bmatrix} \quad D = \mathbf{0}$$

5 LQR(linear quadratic regulator):线性二次型控制器

给定系统:

$$\dot{x} = Ax(t) + Bu(t), \quad x(0) = x_0$$

设计控制器

$$u(t) = -Kx(t)$$

使得系统渐近稳定, 同时最小化性能指标:

$$J = \int_0^{\infty} [x^T(t)Qx(t) + u^T(t)Ru(t)]dt$$

无限时间
状态反馈
控制器

其中, Q 为半正定对称矩阵, R 为正定对称矩阵

把 $u(t) = -Kx(t)$ 代入到系统 $\dot{x} = Ax(t) + Bu(t)$

则闭环控制系统为：

$$\dot{x} = (A - BK)x$$

闭环控制系统性能指标：

$$\begin{aligned} J &= \int_0^{\infty} (x^T Q x + u^T R u) dt \\ &= \int_0^{\infty} \left[x^T Q x + u^T R u + \frac{d}{dt} V(x) \right] dt - \int_0^{\infty} \frac{d}{dt} V(x) dt \\ &= \int_0^{\infty} \left\{ x^T Q x + u^T R u + x^T [P(A - BK) + (A - BK)^T P] x \right\} dt - V[x(t)] \Big|_{t=0}^{t=\infty} \\ &= \int_0^{\infty} x^T [Q + K^T R K + PA + A^T P - PBK - K^T B^T P] x dt + x_0^T P x_0 \end{aligned}$$

$V(x) = x^T P x$: Lyapunov函数, P正定对称矩阵

用配方法可得：

$$J = \int_0^{\infty} x^T [PA + A^T P - PBR^{-1}B^T P + Q] x dt \\ + x_0^T P x_0 + \int_0^{\infty} x^T (K - R^{-1}B^T P)^T R (K - R^{-1}B^T P) x dt$$

要使得性能指标最小：

$$K = R^{-1}B^T P$$

$$PA + A^T P - PBR^{-1}B^T P + Q = 0 \quad \text{Riccati方程}$$

最优性能指标为：

$$J = x^T(0) P x(0)$$

LQR方法设计步骤:

1) 给定Q、R矩阵, 利用Riccati方程:

$$PA + A^T P - PBR^{-1}B^T P + Q = 0$$

求解出矩阵P。

2) 利用 $K = R^{-1}B^T P$ 求出反馈增益K, 从而

得到控制器:

$$u(t) = -Kx(t)$$

注:

1. 如要强调对状态的要求，则增大加权矩阵 Q ，相应的状态量的敏感度增加；
2. 若希望控制能量不要太大，相应的解决办法是增加加权矩阵 R 中的各元素，则控制力减小，角度变化变小，跟随速度变慢。
3. 若矩阵 Q 中定一些元素等于零，则说明对状态 x 中的某些分量没有要求，这也解释了加权矩阵 Q 为什么可以是半正定的原因。
4. 在一个实际问题中，要确定一个适当加权矩阵 Q 和 R 是不容易的，到目前为止，只能采用试凑的办法来进行。

实验步骤:

1) 在Matlab中新建一个.m 文件，输入如下代码，保存后运行。

```
%描述系统状态及输出的系数矩阵
```

```
A=[0,0,0,1,0,0;0,0,0,0,1,0;0,0,0,0,0,1;0,0,0,0,0,0;0,89.69,-21.62,0,0,0;0,-40.31,39.45,0,0,0];
```

```
B=[0;0;0;1;6.64;-0.088];
```

```
C=[1,0,0,0,0,0;0,1,0,0,0,0;0,0,1,0,0,0];
```

```
D=[0;0;0];
```

```
%选取Q矩阵
```

```
Q=zeros(6,6);
```

```
Q(1,1)=1;
```

```
Q(2,2)=1;
```

```
Q(3,3)=1;
```

```
R=1; %选取R矩阵
```

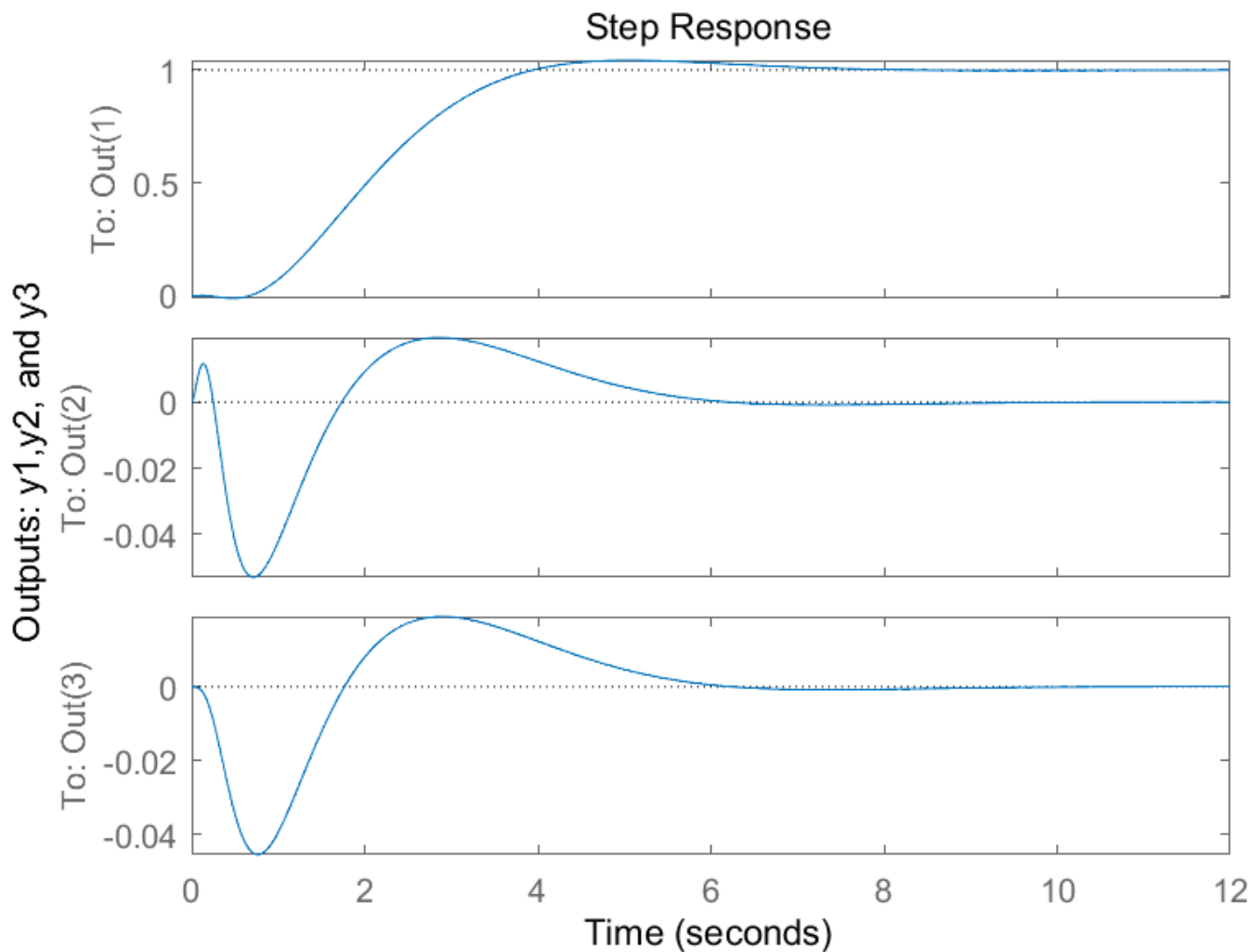
```
[K,P,Eigvalues_of_new_state_matrix]=lqr(A,B,Q,R) %确定控制矩阵K
```

```
A_new=A-B*K;
```

```
sys_new=ss(A_new,B,C,D);
```

```
step(sys_new); %系统阶跃响应
```

输出y的结果如下：



阶跃信号可看作是
扰动

可以看出，输出y2
和y3：摆杆1和摆
杆2的角度稳定，
但时间过长，因此
增加权重 Q 的值

2) 保持R值不变, 更改Q中元素的值:

$$Q(1,1) = 300;$$

$$Q(2,2) = 500;$$

$$Q(3,3) = 500;$$

重新运行程序, 此时矩阵K的值:

$$K = [k_1, k_2, k_3, k_4, k_5, k_6] =$$

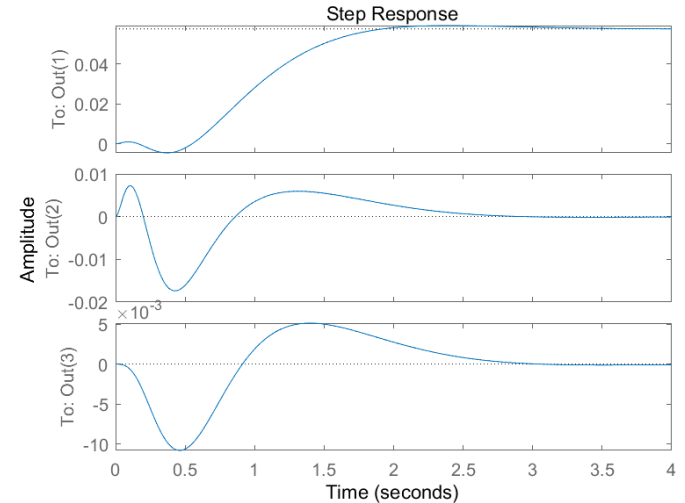
$$17.3205, \quad 112.3115, \quad -200.7915, \quad 18.2426, \quad 2.7711, \quad -32.6419$$

即控制器为; $u = -Kx(t) =$

$$-[k_1x_1(t) + k_2x_2(t) + k_3x_3(t) + k_4x_4(t) + k_5x_5(t) + k_6x_6(t)]$$

观察响应时间有什么变化。

3) 同时更改矩阵Q和R的值 (至少6组数据), 观察对结果有何影响?



实验报告要求：

- 1) 实验目的
- 2) 实验任务/要求
- 3) 实验仪器、设备及材料
- 4) 实验原理
- 5) 实验步骤
- 6) 实验结果及心得