

教学模块5 数字控制器的直接设计方法

# 教学单元2 最小拍控制 器的设计方法

东北大学 · 关守平

guanshouping@ise.neu.edu.cn



信息科学与工程学院  
COLLEGE OF INFORMATION SCIENCE AND ENGINEERING

## 最小拍控制器定义：

最小拍控制为时间最优控制，即闭环控制系统在最少的采样周期内达到稳定，且系统在采样点上的输出能够准确地跟踪输入信号，不存在稳态误差。



## 2.1 简单对象最小拍控制器设计

广义对象的脉冲传递函数  $W_d(z)$ : 最小相位系统

- (1) 系统是稳定的, 即在单位圆上或圆外没有极点
- (2) 逆系统是稳定的, 即在单位圆上或圆外没有零点
- (3) 不含有纯滞后环节

**控制器设计思想:**

根据稳态误差为零, 且拍数最小的原则给定  $W_e(z)=1-W_B(z)$ , 从而确定控制器  $D(z)$ 。



典型输入的通用表达式可以写成：

- $$R(z) = \frac{A(z)}{(1 - z^{-1})^m} \quad (1)$$

(1) 单位阶跃输入：

$$r(t) = 1(t), \quad R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}}$$



(2) 单位速度输入:

$$r(t) = t, \quad R(z) = \frac{Tz^{-1}}{(1-z^{-1})^2}$$

(3) 加速度输入:

$$r(t) = \frac{1}{2}t^2, \quad R(z) = \frac{T^2z^{-1}(1+z^{-1})}{2(1-z^{-1})^3}$$



于是得到系统误差为：

$$E(z) = W_e(z)R(z) = W_e(z) \frac{A(z)}{(1-z^{-1})^m} = [1 - W_B(z)] \frac{A(z)}{(1-z^{-1})^m} \quad (2)$$

系统稳态误差为：

$$e(\infty) = \lim_{z \rightarrow 1} (1 - z^{-1})E(z) = \lim_{z \rightarrow 1} (1 - z^{-1})[1 - W_B(z)] \frac{A(z)}{(1 - z^{-1})^m} \quad (3)$$



于是得到:

$$1 - W_B(z) = W_e(z) = (1 - z^{-1})^M F(z) \quad (4)$$

其中:  $M \geq m$

为实现时间最优的最小拍控制, 取

$$M = m, \quad F(z) = 1$$

于是得到:

$$1 - W_B(z) = W_e(z) = (1 - z^{-1})^m \quad W_B(z) = 1 - (1 - z^{-1})^m \quad (5)$$

所以最小拍控制是与输入有关的时间最优控制。



## 简单对象最小拍控制器设计

表2.1 三种典型输入的最小拍系统

$r(t)$	$1 - W_B(z)$	$W_B(z)$	$D(z)$	$t_s$
$1(t)$	$1 - z^{-1}$	$z^{-1}$	$\frac{z^{-1}}{(1 - z^{-1})W_d(z)}$	T
$t$	$(1 - z^{-1})^2$	$2z^{-1} - z^{-2}$	$\frac{2z^{-1} - z^{-2}}{(1 - z^{-1})^2 W_d(z)}$	2T
$\frac{t^2}{2}$	$(1 - z^{-1})^3$	$3z^{-1} - 3z^{-2} + z^{-3}$	$\frac{3z^{-1} - 3z^{-2} + z^{-3}}{(1 - z^{-1})^3 W_d(z)}$	3T





### 最小拍控制系统数字控制器的设计步骤:

- (1) 根据被控对象的数学模型求出广义对象的脉冲传递函数 $W_d(z)$ 。
- (2) 根据输入信号类型，查上表确定偏差脉冲传递函数 $1-W_B(z)$ 。
- (3) 将 $W_d(z)$ 、 $1-W_B(z)$ 代入

$$D(z) = \frac{W_B(z)}{W_d(z)[1-W_B(z)]} \quad (6)$$

进行变换运算，即可求出数字控制器的脉冲传递函数。

- (4) 根据结果，求出输出序列及画出其响应曲线等。



# 例题讲解

## 例2.1：被控对象的传递函数

- $$W(s) = \frac{2}{s(1 + 0.5s)}$$

采样周期  $T = 0.5s$ ，采用零阶保持器，试设计在单位速度输入时的最小拍数字控制器。



解：根据解题步骤：

(1) 写出该系统的广义对象脉冲传递函数

$$\begin{aligned} W_d(z) &= Z\left[\frac{1-e^{-Ts}}{s} \cdot \frac{2}{s(1+0.5s)}\right] = Z\left[(1-e^{-Ts}) \frac{4}{s^2(s+2)}\right] \\ &= (1-z^{-1}) \left[ \frac{2Tz^{-1}}{(1-z^{-1})^2} - \frac{1}{1-z^{-1}} + \frac{1}{1-e^{-2T}z^{-1}} \right] \\ &= \frac{0.368z^{-1}(1+0.718z^{-1})}{(1-z^{-1})(1-0.368z^{-1})} \end{aligned}$$



(2) 输入  $r(t)=t$ , 查表2.1得到:

$$1 - W_B(z) = (1 - z^{-1})^2 \quad W_B(z) = 2z^{-1} - z^{-2}$$

(3) 控制器的脉冲传递函数

- $$D(z) = \frac{W_B(z)}{W_d(z)[1 - W_B(z)]} = \frac{5.435(1 - 0.5z^{-1})(1 - 0.368z^{-1})}{(1 - z^{-1})(1 + 0.718z^{-1})}$$



(4) 当输入为单位速度信号时，系统输出序列的变换

$$\begin{aligned} Y(z) &= W_B(z)R(z) = (2z^{-1} - z^{-2}) \frac{Tz^{-1}}{(1 - z^{-1})^2} \\ &= z^{-2} + 1.5z^{-3} + 2z^{-4} + 2.5z^{-5} + \dots \end{aligned}$$

上式中各项系数即为 $y(t)$ 在各个采样时刻的数值。

$$y(0) = 0, \quad y(T) = 0, \quad y(2T) = 1, \quad y(3T) = 1.5, \quad \dots$$



思考:

输入为单位速度信号时，控制信号输出序列  $U(z)$ .

$$U(z) = u(0) + u(1)z^{-1} + u(2)z^{-2} + u(3)z^{-3} + \dots$$



求  $U(z)$ :

$$U(z) = \frac{Y(z)}{W_d(z)} = \frac{W_B(z)}{W_d(z)} R(z)$$

$$W_B(z) = 2z^{-1} - z^{-2}$$

$$W_d(z) = \frac{0.368z^{-1}(1+0.718z^{-1})}{(1-z^{-1})(1-0.368z^{-1})}$$

$$R(z) = \frac{Tz^{-1}}{(1-z^{-1})^2}$$



## 简单对象最小拍控制器设计

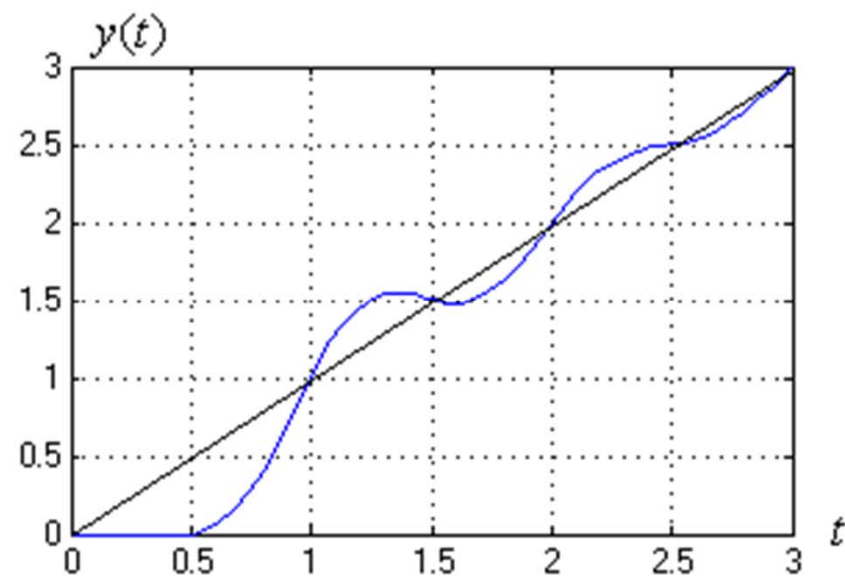
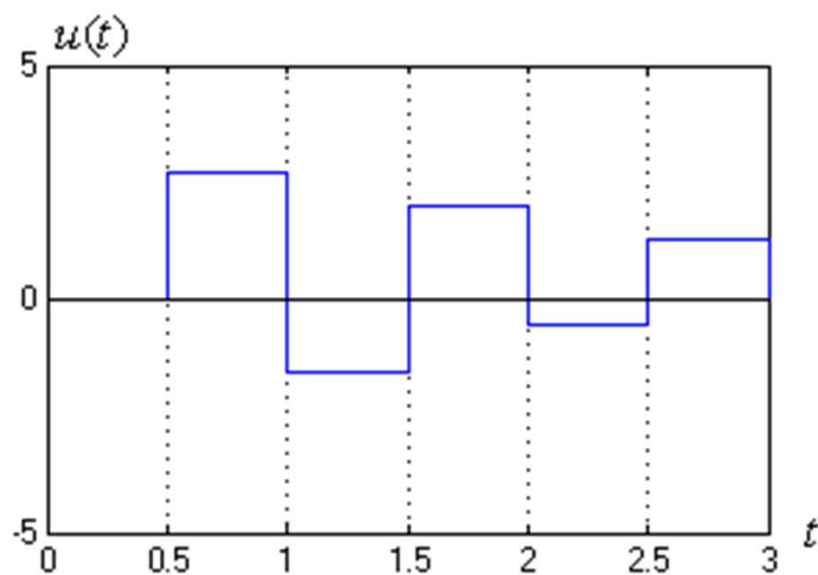
$$\begin{aligned}U(z) &= \frac{(1-z^{-1})(1-0.368z^{-1})(2z^{-1}-z^{-2})}{0.368z^{-1}(1+0.718z^{-1})} \cdot \frac{Tz^{-1}}{(1-z^{-1})^2} \\&= 5.435T \frac{z^{-1}-0.868z^{-2}+0.184z^{-3}}{1-0.282z^{-1}-0.718z^{-2}} \\&= 2.717z^{-1}-1.593z^{-2}+2.00z^{-3}-0.579z^{-4}+1.275z^{-5}+\cdots\end{aligned}$$





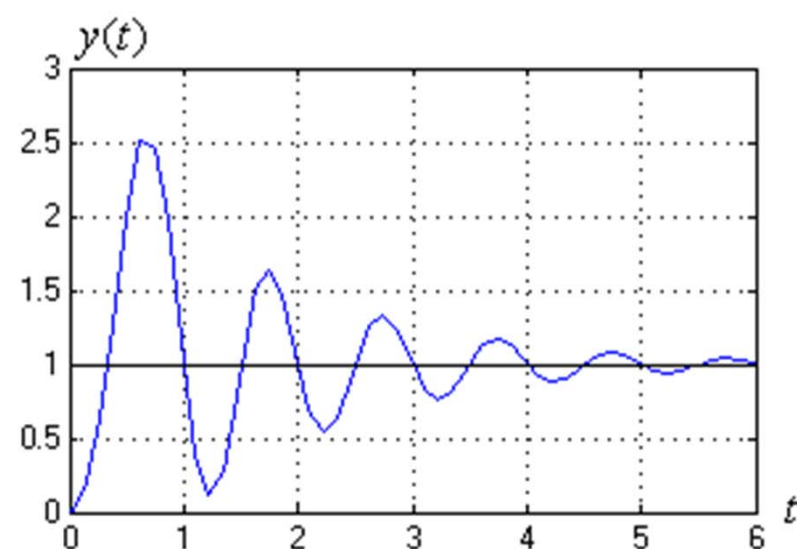
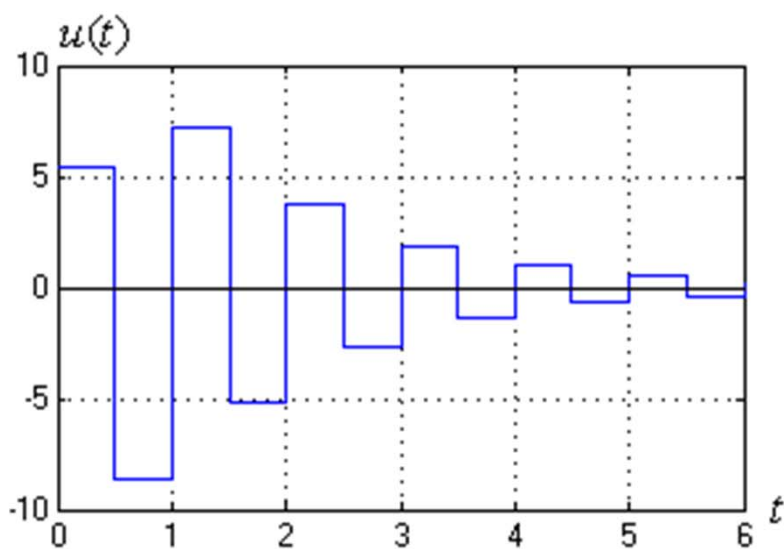
## 简单对象最小拍控制器设计

### 单位速度输入时系统控制信号与响应信号

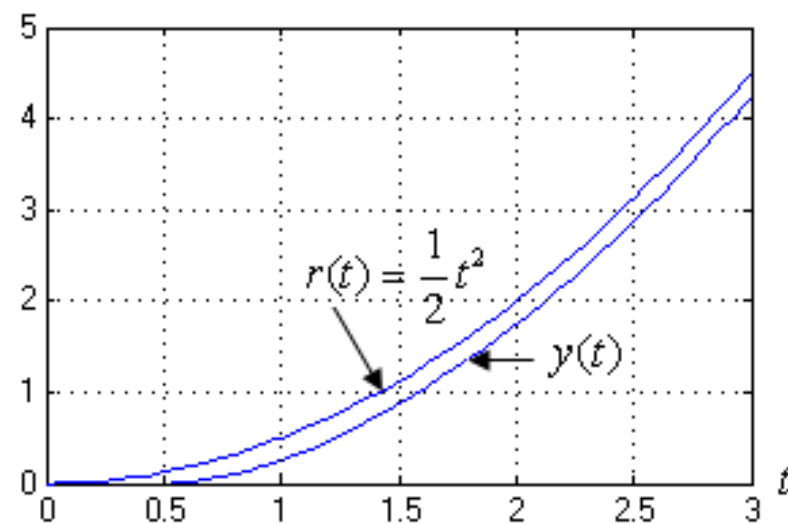
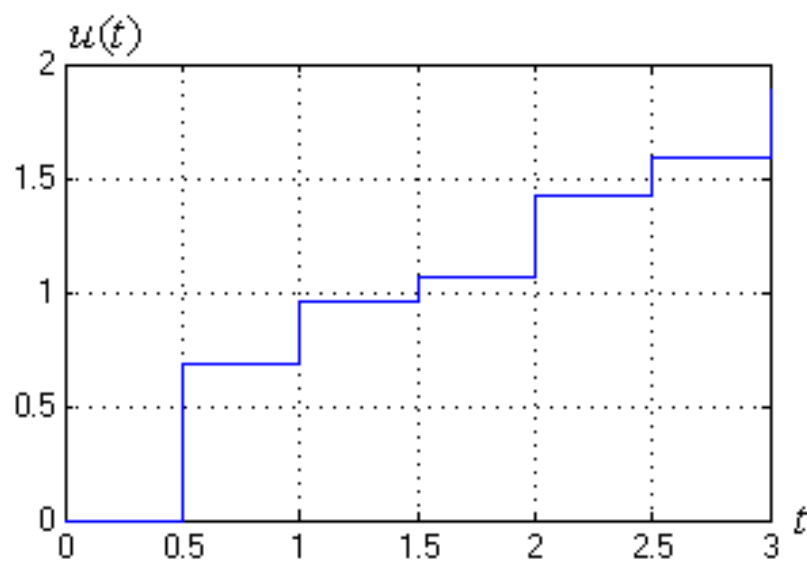


## 简单对象最小拍控制器设计

当输入为单位阶跃时：



当输入为单位加速度时：



### 结论:

- 当系统为单位速度输入时，经过两拍以后，输出量完全等于输入采样值，但在各采样点之间还存在着一定的偏差，即存在着一定的纹波。
- 按某种典型输入设计的最小拍系统，当输入形式改变时，系统的性能变坏，输出响应不一定理想，这说明最小拍系统对输入信号的变化适应性较差。



## 2.2 复杂对象最小拍控制器设计

广义对象的脉冲传递函数  $W_d(z)$ : 非最小相位系统

- (1) 系统不稳定，即在单位圆上或圆外有极点
- (2) 逆系统不稳定，即在单位圆上或圆外有零点
- (3) 含有纯滞后环节

控制器思想:

根据可实现性、稳定性和稳态误差为零的要求给定  $W_B(z)$ ，从而确定控制器  $D(z)$ 。



由于

$$D(z) = \frac{W_B(z)}{W_d(z)[1 - W_B(z)]}$$

可以导出

$$W_B(z) = D(z)W_d(z)[1 - W_B(z)]$$

令

$$D(z) = \frac{S(z)}{R(z)}$$

$$W_d(z) = z^{-L} \frac{B(z)}{A(z)} = z^{-L} \frac{B^-(z)B^+(z)}{A^-(z)A^+(z)} \quad L \text{ 为纯滞后时间}$$

由前述可知:

$$1 - W_B(z) = W_e(z) = (1 - z^{-1})^M F(z)$$



于是得到:

$$W_B(z) = \frac{S(z)}{R(z)} \cdot z^{-L} \frac{B^-(z)B^+(z)}{A^-(z)A^+(z)} \cdot \frac{(1-z^{-1})^M F(z)}{W_e(z)}$$

分析:

1. 对象不稳定的极点  $A^-(z)$
2. 对象不稳定的零点  $B^-(z)$
3. 纯滞后因子  $z^{-L}$



于是，得到结论

- (1) 对象不稳定的极点由  $F(z)$ ，即  $W_e(z)=1-W_B(z)$  来抵消；
- (2) 对象不稳定的零点和纯滞后因子，需包含在闭环系统传递函数  $W_B(z)$  中

现象：

控制器可以实现，系统稳定，但是系统调整时间延长。





## 复杂对象最小拍控制器设计

假设广义对象 中有  $p$  个不稳定的极点,  $q$  个不稳定的零点, 纯滞后时间为  $L$ , 则系统闭环脉冲传递函数

$W_B(z)$ 的一般形式为:

$$W_B(z) = \frac{[f_1 z^{-1} + f_2 z^{-2} + \cdots + f_m z^{-m} + f_{m+1} z^{-(m+1)} + \cdots + f_{m+p} z^{-(m+p)}](1 + \beta_1 z^{-1}) \cdots (1 + \beta_q z^{-1}) z^{-L}}{\quad}$$

稳态误差的要求

可实现性的要求

输入典型函数决定

对象不稳定的极点个数  $p$  决定

对象不稳定的零点因子式

对象纯滞后环节

稳定性的要求



## 复杂对象最小拍控制器设计

系数 $f_1 \sim f_{m+p}$ 可由下列 $m+p$ 个方程联立求解得到:

$$\left. \begin{array}{l} W_B(z) \Big|_{z=1} = 1 \\ \frac{dW_B(z)}{dz} \Big|_{z=1} = 0 \\ \vdots \\ \frac{d^{m-1}W_B(z)}{dz^{m-1}} \Big|_{z=1} = 0 \\ W_B(z) \Big|_{z=a_1} = 1 \\ \vdots \\ W_B(z) \Big|_{z=a_p} = 1 \end{array} \right\} = 0$$

$$1 - W_B(z) = (1 - z^{-1})^m F_1(z)$$

**1- $W_B(z)$ 包含对象不稳定的极点:**

$$1 - W_B(z) = (1 - a_1 z^{-1})(1 - a_2 z^{-1}) \cdots (1 - a_p z^{-1}) F_2(z)$$



# 例题讲解

**例2.2:**  $W_d(z) = \frac{2.2z^{-1}}{1+1.2z^{-1}}$  设计阶跃输入下的最小拍控制器。

**解:** (1) 不考虑对象不稳定的极点时, 对于单位阶跃输入, 有

$$1 - W_B(z) = W_e(z) = 1 - z^{-1} \quad W_B(z) = 1 - W_e(z) = z^{-1}$$

于是 
$$D(z) = \frac{W_B(z)}{W_d(z)[1 - W_B(z)]} = \frac{0.4545(1 + 1.2z^{-1})}{1 - z^{-1}}$$

输出信号序列为

$$Y(z) = W_B(z)R(z) = z^{-1} + z^{-2} + \cdots$$

系统似乎稳定。



若对象产生漂移，变为

$$W_d^*(z) = \frac{2.2z^{-1}}{1+1.3z^{-1}}$$

则在控制器不变的情况下，有

$$W_B^*(z) = \frac{W_d^*(z)D(z)}{1+W_d^*(z)D(z)} = \frac{z^{-1}(1+1.2z^{-1})}{1+1.3z^{-1}-0.1z^{-2}}$$

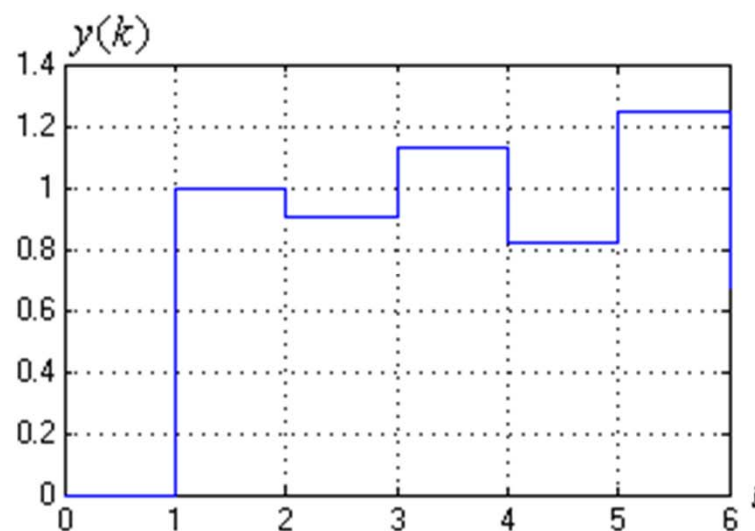
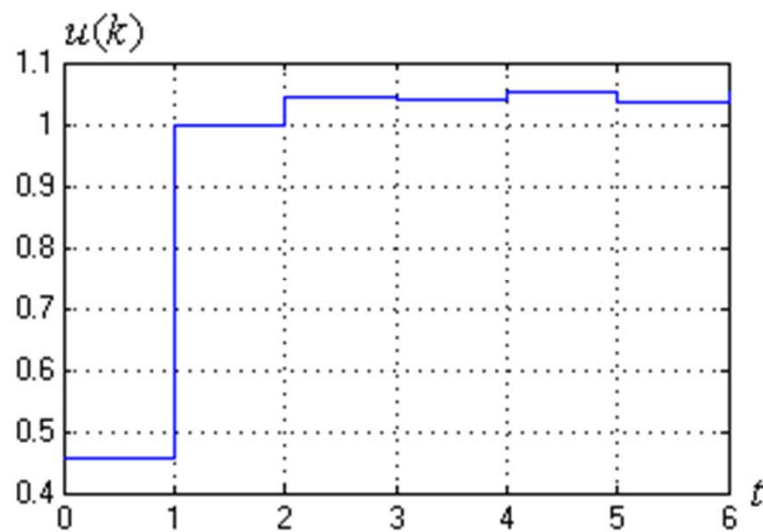
输出信号序列为

$$\begin{aligned} Y^*(z) &= W_B^*(z)R(z) \\ &= z^{-1} + 0.9z^{-2} + 1.13z^{-3} + 0.821z^{-4} + 1.246z^{-5} + \dots \end{aligned}$$



## 复杂对象最小拍控制器设计

输出信号发散，系统不稳定。



(2) 考虑对象不稳定的极点时，对于单位阶跃输入有

$$W_B(z) = f_1 z^{-1} + f_2 z^{-2}$$

于是有：

$$\begin{cases} W_B(z)|_{z=1} = f_1 + f_2 = 1 \\ W_B(z)|_{z=-1.2} = -\frac{f_1}{1.2} + \frac{f_2}{1.44} = 1 \end{cases}$$

于是得到：

$$f_1 = -0.2 \quad f_2 = 1.2$$

于是

$$W_B(z) = -0.2z^{-1} + 1.2z^{-2}$$



## 复杂对象最小拍控制器设计

$$D(z) = \frac{W_B(z)}{W_d(z)[1 - W_B(z)]} = \frac{-0.2z^{-1} + 1.2z^{-2}}{\frac{2.2z^{-1}}{1 + 1.2z^{-1}}(1 + 1.2z^{-1})(1 - z^{-1})} = -\frac{0.091(1 - 6z^{-1})}{1 - z^{-1}}$$

$$Y(z) = W_B(z)R(z) = \frac{-0.2z^{-1} + 1.2z^{-2}}{1 - z^{-1}} = -0.2z^{-1} + z^{-2} + z^{-3} + \dots$$

系统稳定。



若对象产生漂移，变为

$$W_d^*(z) = \frac{2.2z^{-1}}{1+1.3z^{-1}}$$

则在控制器不变的情况下，有

$$W_B^*(z) = \frac{D(z)W_d^*(z)}{1 + D(z)W_d^*(z)} = -\frac{0.2z^{-1}(1-6z^{-1})}{1+0.1z^{-1}-0.1z^{-2}}$$

输出信号序列为

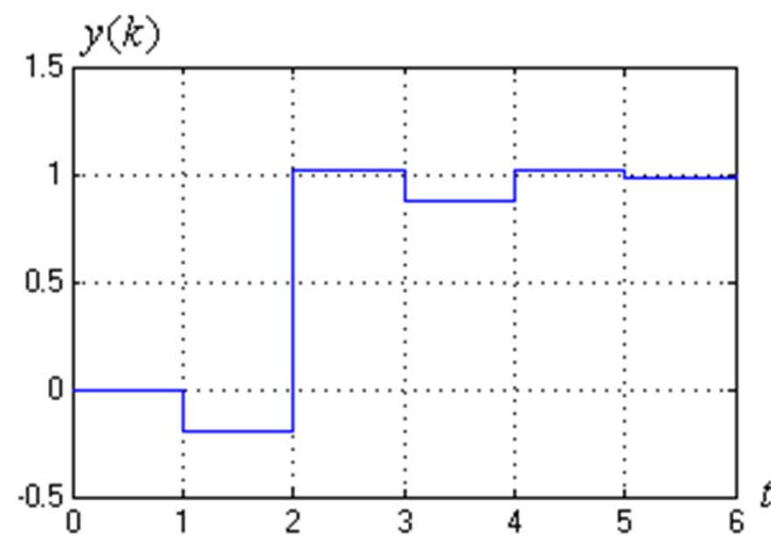
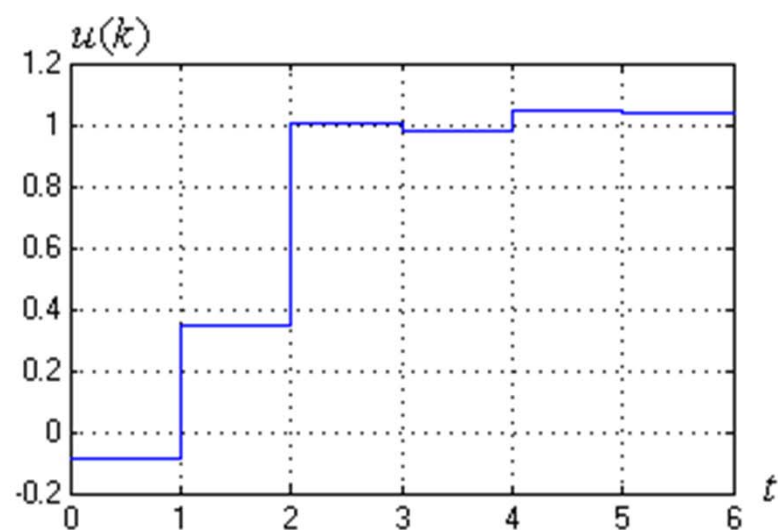
$$\begin{aligned} Y(z) &= W_B^*(z)R(z) = \frac{-0.2z^{-1}(1-6z^{-1})}{(1+0.1z^{-1}-0.1z^{-2})(1-z^{-1})} \\ &= -0.2z^{-1} + 1.02z^{-2} + 0.878z^{-3} + 1.0142z^{-4} + \dots \end{aligned}$$





## 复杂对象最小拍控制器设计

可知在被控对象参数变化后，闭环系统仍然稳定。



• 教学单元二结束 •



信息科学与工程学院  
COLLEGE OF INFORMATION SCIENCE AND ENGINEERING