关于反馈 非线性 穩定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

补充例子

Outline

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

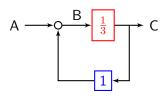
关于反馈 非线性 稳定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

 $R(s) \longrightarrow * + [Fo] \longrightarrow * + [F] \frac{1}{s} \longrightarrow C(s)$

- ① 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

关于反馈 非线性 穩定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

反馈与方程(静态)



$$C = \frac{B}{3}$$

$$A + C = B$$

$$A = 10$$

$$(1)$$

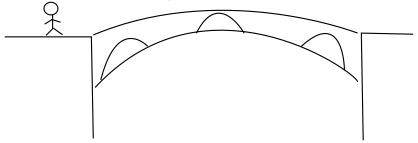
$$(2)$$

$$(3)$$

$$C = ? (4)$$

笑话: 过桥

路人甲要过桥,发现桥很长,问桥边路人乙桥长多少,乙说:50米。甲走上桥后不一会儿,乙追了上来,说,桥长100米,你要是过了50米就转弯,就掉下去了。



关于反馈 非线性 稳定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

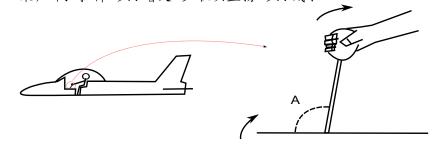
开环控制: 笑话: 不听话的儿子

关于反馈 非线性 稳定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

开环控制: 声东击西

操纵杆

飞行员拉动操纵杆,飞机机头上扬,结果减弱了拉动操纵杆的效果,即:拉杆->A增大->机头上扬->A减小

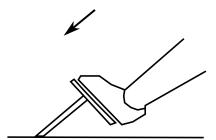


油门、刹车

司机踩刹车,汽车减速,司机因为惯性会有前冲的趋势,易导致 踩刹车的力度变大。

司机踩油门,汽车加速,司机因为惯性会有后仰的趋势,易导致 踩油门的力度变小。





- 1 关于反馈
- ② 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

几个例子

$$c = u$$

$$c = u + 1$$

$$c = 1$$

$$c = 0$$

$$c = \sqrt[3]{u} \quad u = x^3$$

$$c + c^2 = u \quad u = r + c^2$$

$$x' + 1 = u$$

方法1

变量代换,为方程右边与输出变 量无关的部分指定另一个变量。

$$x' + 1 = u$$
$$w = u - 1$$
$$x' = w$$

方法2

将方程右边与输出变量无关的部分用泰勒级数展开。

$$\begin{aligned}
\lambda' &= u - 1 \\
u - 1 &= (u - 1)|_{u = 1} + \Delta u \\
\lambda' &= \Delta u
\end{aligned}$$

$$cc' = u$$

在
$$c_0 = 1$$
, $c'_0 = 1$ 处线性化

$$(1 + \Delta c)(1 + \Delta c') = u$$
$$1 + \Delta c + \Delta c' + \Delta c \Delta c' = u$$
$$\Delta c + \Delta c' = \Delta u$$

 $\Delta u = 0, u = 1$ 时,cc' = 1 。接着随着 c 增大,c' 会减小。

变量代换
$$c = t + \Delta c, c' = 1 + \Delta c'$$

$$(t + \Delta c)(1 + \Delta c') = u$$
$$t + \Delta c + t\Delta c' + \Delta c\Delta c' = u$$
$$\Delta c + t\Delta c' = \Delta u$$

 $\Delta u = 0, u = t$ 时,cc' = t。接着随着 c 增大,c' 不变。

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- ③ 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

稳定性与平衡点

$$\dot{x}(t) - x(t) = r(t)$$

$$r = 1$$

$$x(0) = -1$$

$$x(t) = -1$$

- 通解: $x_1(t) = a_0 e^t$
- 特解: $x_2(t) = -1$
- $x_1(0) + x_2(0) = x(0)$ $\neq a_0 = 0$

正反馈与离散系统稳定性

$$x(n+1) - kx(n) = r(n)$$

$$r(n) = 0$$

$$x(n) = x(0)k^{n}$$

正反馈与延迟系统稳定性

$$x(t+a) - kx(t) = r(t)$$

$$r(t) = 0$$

$$x(na) = x(0)k^{n}$$

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- (3) 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

卷积与脉冲响应

卷积

$$x(t) * y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)y(t-\tau)d\tau$$

$$x(t) * \delta(t) = x(t)$$

脉冲响应设线性时不变 (Linear Time Invariant,LTI) 系统脉冲响应为 h(t):

$$h(t) = LTI[\delta(t)]$$

$$h(t-\tau) = LTI[\delta(t-\tau)]$$

卷积与系统响应

设输入信号为 x(t) 时,输出为 y(t):

$$y(t) = LTI[x(t)]$$

$$= LTI \left[\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t-\tau)d\tau \right]$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} LTI[x(\tau)\delta(t-\tau)]d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)LTI[\delta(t-\tau)]d\tau$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau$$

$$= x(t)*h(t)$$

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

阶跃输入

$$m\dot{v} = f$$

$$m\dot{v} = r - v$$

$$m\dot{v} = 1 - v$$

$$m\frac{d}{dt}(v - 1) = 1 - v$$

$$m\frac{d}{dt}(1 - v) = -(1 - v)$$

$$m\dot{E} = -E$$

$$E = e^{-\frac{t}{m}}$$

斜坡输入

$$m\dot{v} = f$$

$$m\dot{v} = r - v$$

$$m\dot{v} = t - v$$

$$m\frac{d}{dt}v - t + m = t - v$$

$$m\frac{d}{dt}t - v = -(t - v) + m$$

$$m\dot{E} = -E + m$$

$$E = (1 - m)e^{-\frac{t}{m}} + m$$

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

Fourier 级数 (三角形式)

$$f_{T}(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos(n\omega t) + b_n \sin(n\omega t))$$

其中:

$$\omega = \frac{2\pi}{T}$$

$$a_0 = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) dt$$

$$a_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) \cos(n\omega t) dt$$

$$b_n = \frac{2}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(t) \sin(n\omega t) dt$$

Fourier 级数 (复指数形式)

$$f_{T}(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_{n} e^{i\omega_{n}t}$$

$$f_{T}(t) = \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_{T}(\tau) e^{-j\omega_{n}\tau} d\tau \right] e^{i\omega_{n}t}$$

Fourier 积分

$$\lim_{T \to +\infty} f_T(t) = f(t)$$

$$f(t) = \lim_{T \to +\infty} \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(\tau) e^{-j\omega_n \tau} d\tau \right] e^{j\omega_n t}$$

$$\Delta \omega = \frac{2\pi}{T}$$

$$f(t) = \lim_{\Delta \omega \to 0} \frac{1}{2\pi} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f_T(\tau) e^{-j\omega_n \tau} d\tau \right] e^{j\omega_n t} \Delta \omega$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega \tau} d\tau \right] e^{j\omega t} d\omega$$

Fourier 变换定义

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \left[\int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \right] e^{j\omega t} d\omega$$

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

$$F(j\omega) = \mathcal{F}[f(t)]$$

$$f(t) = \mathcal{F}^{-1}[F(j\omega)]$$

常用函数的 Fourier 变换

• 单位脉冲函数
$$f(t) = \delta(t) \rightarrow F(j\omega) = 1$$

• 阶跃函数
$$f(t) = A, (t \ge 0) \to F(j\omega) = \pi \delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$$

• 指数函数
$$f(t) = e^{at}, (t \ge 0) \to F(j\omega) = \frac{1}{j\omega - a}$$

• 正弦函数
$$f(t) = \sin(\omega_0 t) \rightarrow F(j\omega) = \pi[\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0)]$$

性质

- 线性: $f(t) = af_1(t) + bf_2(t) \rightarrow F(j\omega) = aF_1(j\omega) + bF_2(j\omega)$, 其中 a,b 为常数
- 时移: $g(t) = f(t \pm a) \rightarrow G(s) = F(j\omega)e^{\pm j\omega a}$
- 频移: $\mathcal{F}[e^{\pm\omega_0t}f(t)] = F(j(\omega \mp \omega_0))$
- 时域微分: $g(t) = f(t)' \rightarrow G(j\omega) = j\omega F(j\omega)$
- 频域微分: $\mathcal{F}[tf(t)] = j\frac{dF(j\omega)}{d\omega}$
- 时域积分: $g(t) = \int_{-\infty}^{t} f(\tau) d\tau \to G(j\omega) = \frac{F(j\omega)}{j\omega} + \pi F(0)\delta(\omega)$
- & $\mathcal{F}[f_1(t) * f_2(t)] = \mathcal{F}[f_1(t)]\mathcal{F}[f_2(t)]$

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

基本信号 ejut 通过线性系统

$$f(t) = e^{j\omega t}, \quad -\infty < t < \infty$$

$$H(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-j\omega t}dt$$

$$= |H(j\omega)|e^{j\phi(\omega)}$$

$$y_f(t) = e^{j\omega t} * h(t)$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{j\omega(t-\tau)}d\tau$$

$$= e^{j\omega t}\int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-j\omega\tau}d\tau$$

$$= H(j\omega)e^{j\omega t}$$

$$= |H(j\omega)|e^{j(\omega t + \phi(\omega))}$$

正弦 (余弦) 信号通过线性系统

$$f(t) = A\cos\omega t, \quad -\infty < t < \infty$$

$$= \frac{A}{2}(e^{j\omega t} + e^{-j\omega t})$$

$$y_f(t) = \frac{A}{2}(H(j\omega)e^{j\omega t} + H(-j\omega)e^{-j\omega t})$$

$$= \frac{A}{2}|H(j\omega)|(e^{j\omega t + \phi(\omega)} + e^{-j\omega t - \phi(\omega)})$$

$$= A|H(j\omega)|\cos(\omega t + \phi(\omega))$$

非正弦周期信号通过线性系统

$$f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_n e^{jn\omega t}$$

$$F_n = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t) e^{-jn\omega t} dt$$

$$= |F_n| e^{j\theta(n\omega)}$$

$$y_f(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} F_n H(jn\omega) e^{jn\omega t}$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} |F_n| |H(jn\omega)| e^{jn\omega t + \phi(n\omega) + \theta(n\omega)}$$

$$= F_0 + \sum_{n=-\infty}^{\infty} 2|F_n| |H(jn\omega)| \cos(jn\omega t + \phi(n\omega) + \theta(n\omega))$$

系统对非周期信号的响应

$$y(t) = f(t) * h(t)$$

$$Y(j\omega) = F(j\omega)H(j\omega)$$

$$y(t) = \mathcal{F}^{-1}[Y(j\omega)]$$

$$H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{F(j\omega)}$$

利用 Fourier 变换计算零状态响应

某线性时不变系统的脉冲响应 $h(t) = (e^{-2t} - e^{-3t})U(t)$,求輸入信号 $f(t) = e^{-t}U(t)$ 时系统的零状态响应。其中 U(t) 为单位阶跃函数。解:

$$F(j\omega) = \mathcal{F}[f(t)] = \frac{1}{j\omega + 1}$$

$$H(j\omega) = \mathcal{F}[h(t)] = \frac{1}{j\omega + 2} - \frac{1}{j\omega + 3} = \frac{1}{(j\omega + 2)(j\omega + 3)}$$

$$Y(j\omega) = F(j\omega)H(j\omega) = \frac{1}{(j\omega + 1)(j\omega + 2)(j\omega + 3)}$$

$$= \frac{1/2}{j\omega + 1} + \frac{-1}{j\omega + 2} + \frac{1/2}{j\omega + 3}$$

$$y(t) = (\frac{1}{2}e^{-t} - e^{-2t} + \frac{1}{2}e^{-3t})U(t)$$

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

$$C(n+2) - 6C(n+2) + 8C(n) = U(n)$$
 零状态阶跃响应

部分分式分解方法有两种, 求和限不同, 但结果相同。

$$(z^{2} - 6z + 8)C(z) = \frac{z}{z - 1}$$

$$C(z) = \frac{z}{(z - 1)(z - 2)(z - 4)}$$

$$C(z) = \frac{1}{3(z - 1)} - \frac{1}{z - 2} + \frac{2}{3(z - 4)}$$

$$= \sum_{n=1}^{\infty} \left[\frac{1}{3}z^{-n} - \frac{1}{2}2^{n}z^{-n} + \frac{1}{6}4^{n}z^{-n}\right]$$

$$C(z) = \frac{z}{3(z - 1)} - \frac{z}{2(z - 2)} + \frac{z}{6(z - 4)}$$

$$= \sum_{n=1}^{\infty} \left[\frac{1}{3}z^{-n} - \frac{1}{2}2^{n}z^{-n} + \frac{1}{6}4^{n}z^{-n}\right]$$

关于反馈 非线性 穩定性 卷积 误差 Fourier 变换 连续系统频域分析 部分分式分解求解差分方程 最少拍控制

$$C_{n+2} + 3C_{n+1} + 2C_n = 0$$
 求 $C(0) = 0$, $C(1) = 1$ 时的响应

部分分式分解有两种,可以看到,第一种分解计算时,如果 n 的取值范围没有限定好,会出现错误。(如: 求和时设定 n 从 1 开始。)

 $z^{2}C(z) - z^{2} + 3(zC(z) - z) + 2C(z) = 0$

$$C(z) = \frac{2}{z+2} - \frac{2}{z+1} + 1$$

$$= \sum_{n=1}^{\infty} [-(-2)^n z^{-n}] + \sum_{n=1}^{\infty} [2(-1)^n z^{-n}] + 1$$

$$= 1 + 0z^{-1} + \cdots$$

$$C(z) = \frac{2z}{z+1} - \frac{z}{z+2}$$

$$= \sum_{n=0}^{\infty} [2(-1)^n z^{-n}] - \sum_{n=0}^{\infty} (-2)^n z^{-n}$$

$$C(n) = 2(-1)^n - (-2)^n$$

两种部分分式分解之间的关系

从上面的例子可以看出,两种部分分式都可以求解出差分方程的 解,但一个能够直接利用 z 反变换求解出时域函数,另一个要用 到 z 变换的性质 $\mathcal{Z}[e(t-T)] = E(z)z^{-1}$ 。因此,解的范围不同, 一个是 n > 0,一个是 $n \ge 1$ 。这两个解中包含共同的项(对应 于差分方程的特征根),它们在 n<1 时是一致的。由于第一种 方法的解从 n=1 开始求和,因此它们只是在 n=0 时相差一个 常数。而分析第二种方法的解,可以从其它部分推导出来。 对于 n 阶差分方程, 知道通解、特解与初始条件即可惟一确定其 解。而初始条件可以替换为任意 n 个时刻的值。当两个函数满足 通解与特解条件,并且在两个时刻的值相等时,可以断定这两个 函数相等,都是方程的解。

- 1 关于反馈
- 2 非线性
- 3 稳定性
- 4 卷积
- 5 误差
- 6 Fourier 变换
- 7 连续系统频域分析
- 8 部分分式分解求解差分方程
- 9 最少拍控制

最小拍

为使误差信号在有限拍内变为 0,设 X(z) 为关于 z^{-1} 的有限多项式:

$$\frac{1}{1+D(z)G(z)} \cdot \frac{A(z)}{(1-z^{-1})^m} = A(z)X(z)$$

$$\frac{1}{1+D(z)G(z)} = X(z)(1-z^{-1})^m$$

$$D(z)G(z) = \frac{1}{X(z)(1-z^{-1})^m} - 1$$

$$D(z) = \frac{1-X(z)(1-z^{-1})^m}{X(z)(1-z^{-1})^mG(z)}$$

无纹波最少拍

为使误差信号在有限拍内变为 0,且控制器 D(z) 的输出在有限拍内为常值,设 X(z) 为关于 z^{-1} 的有限多项式, Y(z) 为关于 z^{-1} 的有限多项式,或有一个极点 z=1

$$\frac{1}{1+D(z)G(z)} \cdot \frac{A(z)}{(1-z^{-1})^m} = A(z)X(z)$$

$$\frac{D(z)}{1+D(z)G(z)} \cdot \frac{A(z)}{(1-z^{-1})^m} = A(z)Y(z)$$

$$D(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$$

$$(1+\frac{Y(z)}{X(z)}G(z))(1-z^{-1})^m = \frac{1}{X(z)}$$

$$(X(z) + Y(z)G(z))(1-z^{-1})^m = 1$$

无纹波最少拍示例

$$G(z) = \frac{3.68z^{-1}(1+0.717z^{-1})}{(1-z^{-1})(1-0.368z^{-1})}$$

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

$$X(z) = 1 + cz^{-1}$$

$$Y(z) = \frac{(1-0.368z^{-1})(a+bz^{-1})}{1-z^{-1}}$$

$$b = -0.22435314655638$$

$$c = -0.59196923837781$$

$$a = 0.38261705478864$$

e:3.68*z*(1+0.717*z)*(a+b*z)+(1-c*z)*(1-z)^2; m:map(lambda([i],coeff((taylor(e,z,0,3)),z,i)),[1,2,3]); float(solve(m));