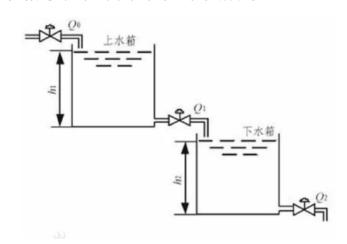


一:基本题目:

7.1 工业双容水箱液位控制系统如下图所示:



上位水箱传递函数为:

$$G_1(s) = \frac{1}{80s+1} e^{-2s}$$

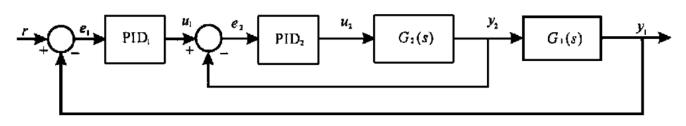
下位水箱传递函数为:

$$G_2(s) = \frac{1}{60s+1} e^{-8s}$$

系统输出期望为单位阶跃。

二: 串级 PID 控制器设计:

使用 Matlab 编写脚本 Double_PID. m 对系统进行仿真模拟,设计基本流程图思路如下所示:





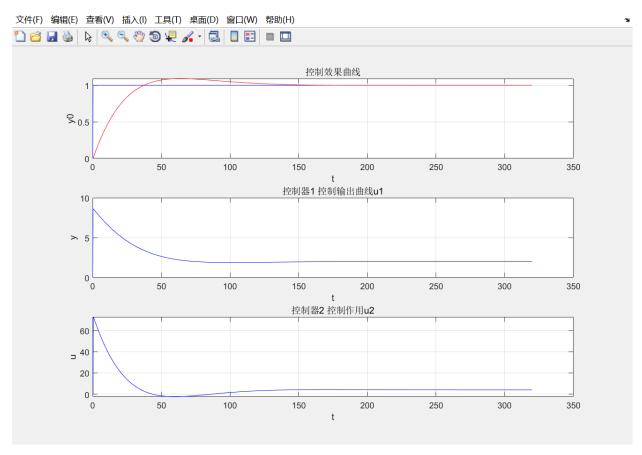
其中, r 为输入的阶跃响应。

根据串级控制器的设计思路,先断开回路,整定副环,尽可能获取较大的比例增益,考虑副环的快速性,我选择了PI调节器进行调节,并在前期使用pid_tune的可视化功能进行快速高效的调节。

在完成副环副环的整定后,接入副回路,采用单回路的整定方法进行 PID 参数的整定,由于本系统在副环外容积数目不多,选用 PI 控制器即可。这里我选择试凑法进行参数的整定。

最终效果图如下所示,最终效果图如下所示,图中第一张图像为输出曲线,第二 张为 PID1 输出 u1,第三张为 PID2 输出 u2。

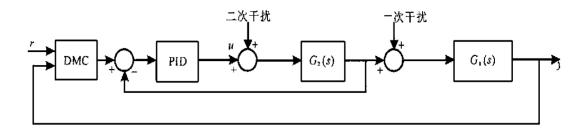
从图可以看到,使用串级 PID 系统可以快速地完成阶跃控制,且超调相对较小。





三: DMC-PID 控制器设计:

使用 Matlab 编写脚本 DMC_PID.m 对系统进行仿真模拟,设计基本流程图思路如下所示:



其中, r 为输入的阶跃响应。

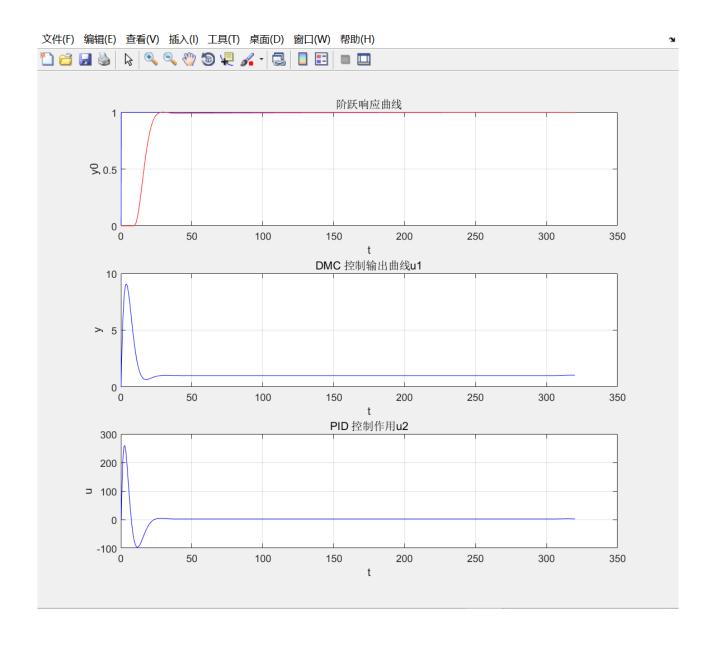
根据 DMC_PID 控制器的设计思路,副回路中包含系统的主要扰动,我使用 PID_tune 进行了初步参数的调节。

之后,我参考 DMC.m 进行了 DMC 控制器的设计,根据上课学习的工程参数的整定原则,进行了 P、M 等参数的选择,并将其与 PID 控制器串联构成 DMC-PID 控制系统。

最终效果图如下所示,图中第一张图像为输出曲线,第二张为 DMC 输出 u,第三 张为 PID 输出 u2。

可以看到,使用 DMC-PID 系统可以快速地完成对水箱系统的阶跃控制,且超调基本为 0。



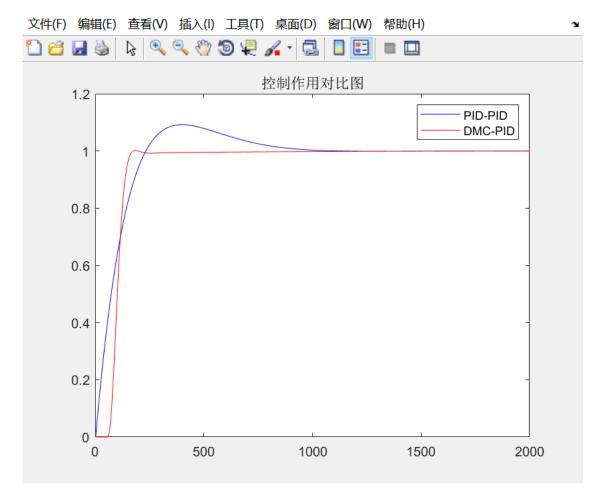


电子信息与电气工程学院 计算机控制系统



四:两种控制对比

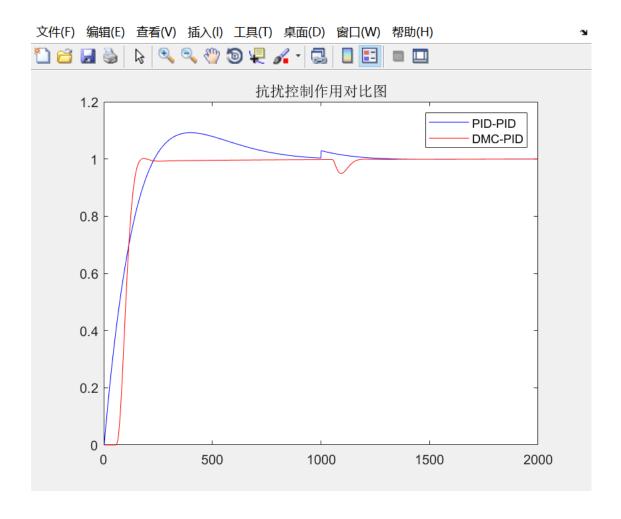
将两种控制效果图放置在同一坐标系进行对比:



显然可以看到 DMC-PID 的控制效果远好于 PID-PID 控制系统,超调比 PID-PID 低了 8.7%,实际测得的上升时间与峰值时间也远小于 PID-PID 控制器,有着更好的动态性能与稳态性能。

接下来,简单探究一下两种方法的抗扰动特性,在某一时刻同时加入阶跃后,两种控制系统的输出效果图如下所示,相比而言,DMC-PID 可以更快的回复到稳定状态。





电子信息与电气工程学院 计算机控制系统



```
%%
```

```
%%% DMC PID 控制器
%%% 2021.5.28
%%% @C_zihao
clear;clc;
%% 模型对象
G2 = tf(1, [80 1], 'inputdelay', 2);
G = tf(1, [60 1], 'inputdelay', 8);
Ts = 0.16; % 采样时间
dsys = c2d(G2, Ts, 'zoh');
[num, den] = tfdata(dsys, 'v');
%% 设置 DMC 参数
P=120;% 预测步长
M = 50; % 控制步长
umax = 5000; % 控制量最大值
delta umax = 1000; %控制量变化最大值
N = 2000; %截断步长
Yrk1 = zeros(1, P);
yr0 = 1000;
startvalue = 0; %系统初始输出值
x1 = startvalue;
x2 = 0;
kp = 43; \% 1.539;
ki = 0.07; % 0.0399;
% sys = tf(1,[60 1],'inputdelay',8);
% [C_pi,info] = pidtune(sys,'Pid');
for n = 1:P
    x2 = 1;
    x1 = x2;
    Yrk1(n) = x2;
end
%% 建立系统的阶跃响应模型
[y0, x0] = step(G, 0:Ts:Ts * N);
%初始化 DMC 矩阵 A
A = zeros(P, M);
for i = 1:N
    a(i) = y0(i);
end
```

```
for i = 1:P
     for j = 1:M
          if i - j + 1 > 0
               A(i, j) = a(i - j + 1);
          end
     end
end
A0 = zeros(P, N - 1);
%构造矩阵 A0
for i = 1:P
     for j = N - 2:-1:1
          if N - j + 1 + i - 1 \le N
               A0(i, j) = a(N - j + 1 + i - 1) - a(N - j + i - 1);
          else
               A0(i, j) = 0;
          end
     end
     A0(i, N - 1) = a(i + 1);
end
%% 初始化参数
ys = ones(N, 1);
y = zeros(N, 1);
u = zeros(N, 1);
y_1 = zeros(N, 1);
y_1(2:N) = 1;
e = zeros(N, 1);
y2 = zeros(N, 1);
u2 = zeros(N, 1);
error = zeros(N, 1);
error_i = 0;
pre_y2 = 0;
pre_pre_y2 = 0;
pre_u^2 = 0;
pre_pre_u2 = 0;
%% DMC-PID 控制
for k = 2:N
     Uk_1 = zeros(N - 1, 1);
     for i = 1:N - 1
```

if k - N + i <= 0



```
Uk_1(i) = 0;
    else
         Uk_1(i) = u(k - N + i);
    end
end
Y0 = A0 * Uk_1;
e(k) = y(k - 1) - Y0(1);
%期望输出
Yr = zeros(P, 1);
for i = 1:P
    Yr(i) = Yrk1(i);
end
Ek = zeros(P:1);
for i = 1:P
    Ek(i) = e(k);
end
%求逆
A2 = zeros(P:1);
for i = 1:P
    A2(i) = 1 - 0.9^i;
end
A3 = A2 * (yr0 - y(k - 1));
Q = eye(P); Q(1, 1) = 0; Q(2, 2) = 0; Q(3, 3) = 0; Q(4, 4) = 0;
delta_u = inv(A' * Q * A + eye(M)) * A' * (Yr - Y0); %控制增量计算
for i = 1:M
    if delta_u(i) > delta_umax
         delta_u(i) = delta_umax;
    end
end
for i = 1:M
    if k + i - 1 \le N
         u(k + i - 1) = u(k + i - 1 - 1) + delta_u(i); %控制率的计算
         if u(k + i - 1) > umax
              u(k + i - 1) = umax;
         end
    end
end
```

%PID 反馈回路



```
error = u(k - 1) - y2(k - 1);
     error_i = error_i +error;
     %PID 控制器输出
     u2(k) = pid_solve(kp, ki, 100, error, error_i);
     %离散模型输出
     y2(k) = -den(2) * pre_y2 + num(2) * pre_u2;
     pre_u^2 = u^2(k);
     pre_y2 = y2(k);
     temp = 0;%设置在 k-j+1 时刻以点的控制率
     for j = 1:N - 1
         if k - j <= 0
              temp;
         else
              if k - j - 1 \le 0
                   temp = temp + a(j) * y2(k - j);
              else
                   temp = temp + a(j) * (y2(k - j) - y2(k - j - 1));
              end
         end
     end
     if k - N \le 0
         y(k) = temp + e(N);
     else
         y(k) = temp + a(N) * y2(k - N) + e(N);
     end
end
%% 画图
t = Ts * (1:N);
subplot(311);
plot(t, y_1(1:N), 'b');
title('阶跃响应曲线');
xlabel('t');
ylabel('y0');
grid on
hold on
plot(t, y, 'r')
subplot(312);
plot(t, u, 'b');
```



```
title('DMC 控制输出曲线 u1');
xlabel('t');
ylabel('y');
grid on
subplot(313);
plot(t, u2, 'b');
title('PID 控制作用 u2');
xlabel('t');
ylabel('u');
grid on
% load('y.mat')
% plot(y1, 'b')
% hold on
% plot(y, 'r')
% legend('PID-PID','DMC-PID')
% title('控制作用对比图');
%% PID Demo
function [pid_out] = pid_solve(kp, ki, i_max, error, i_error)
    p_out = kp * error;
    i_out = ki * i_error;
    i_out = constrain(-i_max, i_out, i_max);
     pid_out = p_out + i_out;
end
function [output] = constrain(min, input, max)
     if (max < min)
         disp("minmax wrong")
     end
     if (input > max)
         output = max;
     elseif (input < min)</pre>
         output = min;
     else
         output = input;
     end
end
```



```
%%
      %%% DMC_PID控制器
      %%% 2021.5.28
      %%% @C_zihao
      clear;clc;
      %% 模型
      G2=tf(1,[801],'inputdelay',2);
      G1=tf(1,[601],'inputdelay',8);
      %采样周期
      Ts = 0.16;
      %离散模型
      dsys = c2d(G2,Ts,'zoh');
      [num,den] = tfdata(dsys,'v');
      kp2 = 8.38;
      ki2 = 0.0335;
      %离散模型
      dsys = c2d(G1,Ts,'zoh');
      [num2,den2] = tfdata(dsys,'v');
      kp1 = 8.539;
      ki1 = 0.0399;
      %PID _tune
      % sys = tf(1,[60 1],'inputdelay',8);
      % [C_pi,info] = pidtune(sys,'Pid');
      N=2000;%截断步长
      ‰ 初始化
      y=zeros(N,1);
      u=zeros(N,1);
      y1=zeros(N,1);
      y2=zeros(N,1);
      u2=zeros(N,1);
      error=zeros(N,1);
      y0 = zeros(N,1);
      y0(2:N) = 1;
      error_i2 = 0;
      pre_y2 = 0;
      pre_u^2 = 0;
      pre_y1 = 0;
      pre_u1 = 0;
```

```
error_i = 0;
pre_y = 0;
pre_u = 0;
%% 串级PID-PID程序
for k=2:N
    % 反馈回路1
    Y0 = 1;
    error = Y0 - y1(k-1);
    error_i = error_i + error;
    %主环PID控制器输出
    u(k) = pid_solve(kp1, ki1, 100, error, error_i);
    %反馈回路2
    error2 = u(k-1) - y2(k-1);
    error_i2 = error_i2 +error2;
    %副环PID控制器输出
    u2(k) = pid_solve(kp2, ki2, 100, error2, error_i2);
    %由离散模型求解
    y2(k) = -den(2)*pre_y2 + num(2)*pre_u2;
    pre_u^2 = u^2(k);
    pre_y2 = y2(k);
    %离散模型求出输出
     y1(k) = -den(2)*pre_y1 + num(2)*pre_u1;
     pre_u1 = u(k);
     pre_y1 = y1(k);
end
%% 画图
t=Ts*(1:N);
subplot(311);
plot(t,y0(1:N),'b');
title('控制效果曲线');
xlabel('t');
ylabel('y0');
grid on
hold on
plot(t,y1,'r')
subplot(312);
plot(t,u,'b');
```



```
title('控制器1 控制输出曲线ul');
xlabel('t');
ylabel('y');
grid on
subplot(313);
plot(t,u2,'b');
title('控制器2 控制作用u2');
xlabel('t');
ylabel('u');
grid on
%% PID_Demo
function [pid_out] = pid_solve(kp , ki, i_max , error, i_error)
   p_out = kp * error;
   i_out = ki * i_error;
   i_out = constrain(-i_max , i_out , i_max);
   pid_out = p_out + i_out;
end
function [output] = constrain(min, input, max)
     if(max<min)</pre>
          disp("minmax wrong")
     end
     if(input>max)
          output = max;
     elseif(input<min)</pre>
          output = min;
     else
          output = input;
     end
end
```