Wydział Elektroniki i Technik Informacyjnych Politechnika Warszawska

Projektowanie układów sterowania (projekt grupowy)

Sprawozdanie z ćwiczenia laboratoryjnego nr 4

Mateusz Koroś, Ksawery Pasikowski, Mateusz Morusiewicz

Spis treści

1.	Zad.	1	•						•	•	•								•				 		2
2.	Zad.	2																					 		3
3.	Zad.	2																					 		4
4.	Zad.	3																					 		5
5.	Zad.	4																					 		6
	5.1.	PID .																					 		6
	5.2.	DMC																					 		7
6.	Zad.	5																					 		11

Możliwość sterowania i pomiaru w komunikacji ze stanowiskiem została sprawdzona poprzez funkcję read Measurements, send Controls oraz send NonLinear
Controls. Sygnały sterujące, które były obsługiwane to moc na grzałce
 G1(wysłana za pomocą funkcji send NonLinear
Controls) oraz moc wiatraka W1(wysłana za pomocą send Controls), natomiast mierzona była temperatura T1 w otoczeniu grzałki
 G1. W punkcie pracy, tzn. dla (W1,G1)=(50,29) pomiar temperatury
 T1 wyniósł $34^{\circ}C$.

Skoki sterowania wynosiły odpowiednio:

```
-\Delta u = 5
-\Delta u = 10
-\Delta u = -5
-\Delta u = -10
-\Delta u = 21
-\Delta u = 41
-\Delta u = 51
```

Odpowiedzi skokowe widać na wykresach

Właściwości statycznych obiektu nie można określić jako liniowych, gdyż zmiana sterowania nie powoduje liniowej zmiany sygnału wyjściowego. Nie da się więc obliczyć wzmocnienia statycznego obiektu. Charakterystyka jest jednak (w przybliżeniu) lokalnie liniowa, co widać na wykresie.

Najlepiej nadającą się odpowiedzią skokową była ta, o wartości $\Delta u = 21$. Została ona przekształcona do tej, używanej w algorytmie DMC w następujący sposób:

$$Ysk = (s - 32) / 21;$$

Następnie została wykonana aproksymacja odpowiedzi skokowej, do której został użyty człon inercyjny drugiego rzędu z opóźnieniem, opisany transmitancją:

$$G(z) = \frac{b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2}} z^{-T_d}$$

Gdzie:

$$a_{1} = -\alpha_{1} - \alpha_{2}$$

$$a_{2} = \alpha_{1}\alpha_{2}$$

$$\alpha_{1} = e^{-\frac{1}{T_{1}}}$$

$$\alpha_{2} = e^{-\frac{1}{T_{2}}}$$

$$b_{1} = \frac{K}{T_{1} - T_{2}} [T_{1}(1 - \alpha_{1}) - T_{2}(1 - \alpha_{2})]$$

$$b_{2} = \frac{K}{T_{1} - T_{2}} [\alpha_{1}T_{2}(1 - \alpha_{2}) - \alpha_{2}T_{1}(1 - \alpha_{1})]$$

$$(4.1)$$

Po przekształceniu powyższego równania otrzymujemy równanie różnicowe postaci:

$$y(k) = b_1 u(k - T_D - 1) + b_2 u(k - T_d - 2) - a_1 y(k - 1) - a_2 y(k - 2)$$

W celu doboru parametrów modelu została użyta funkcja wewnętrzna środowiska MATLAB: fmincon(). Parametry modelu zostały dobrane w taki sposób, aby błąd średniokwadratowy między odpowiedzią aproksymowaną, a tą rzeczywistą był jak najmniejszy. W najlepszym przypadku wynosił on 0,0311. Oryginalną i aproksymowaną odpowiedź skokową widać na rysunku.

5.1. PID

```
addpath('F:\SerialCommunication');
initSerialControl COM14
Upp = 29;
Ypp = 32.5;
Kk = 800;
U_{min} = 0;
U_max = 100;
% nastawy regulatora PID
% Kp = 3 ;
% Ti = 10;
% Td = 3.2 ;
Kp = 6; \%5.94;
Ti = 65; \%5.64;
Td = 1.25; \%3.16;
Tp = 1;
r2 = (Kp * Td) / Tp ;
r1 = Kp * ((Tp/(2*Ti)) - 2*(Td/Tp) - 1);
r0 = Kp * (1 + Tp/(2*Ti) + Td/Tp);
% warunki poczatkowe
u(1:31) = Upp ;
U(1:31) = Upp ;
y(1:31) = Ypp ;
y2(1:31) = Ypp ;
e(1:31) = 0;
delta_u = 0;
index = 1;
yzads = [60, 30];
yzad2 = yzad - Ypp;
yzadVec(1:800) = yzad;
sendControls (1,W1);
figure;
% glowna petla symulacji
for k = 32 : 800
if \mod(k,400) == 0
index = index + 1;
```

```
if index > length(yzads)
index = length(yzads);
end
yzad = yzads(index);
yzad2 = yzad - Ypp;
end
yzadVec(k) = yzad;
y(k) = readMeasurements(1);
y2(k) = y(k) - Ypp;
e(k) = yzad2 - y2(k);
u(k) = r2 * e(k-2) + r1 * e(k-1) + r0 * e(k) + u(k-1);
delta_u = u(k) - u(k-1);
% if delta_u > dU_max
% delta_u = dU_max;
%elseif delta_u < -dU_max
% delta_u = -dU_max;
%end
u(k) = u(k-1) + delta_u;
if u(k) > U_max - Upp
u(k) = U_{max} - Upp;
elseif u(k) < U_min - Upp</pre>
u(k) = U_min - Upp;
end
U(k) = u(k) + Upp;
sendNonlinearControls(U(k));
stairs(y);
pause (0.01);
waitForNewIteration();
end
E = (yzadVec - y)*(yzadVec - y)';
```

5.2. DMC

```
function [ y, u, E ] = DMC( D_, N_, Nu_, lambda_, Kk_)
Upp = 29;
Ypp = 34;
Kk = Kk_;
```

```
D = D_{;}
N = N_{-};
Nu = Nu_{};
lambda = lambda_;
U_max = 100;
U_{min} = 0;
yzad = 37; %skok wartosci zadanej
yzadVec(1:30) = Ypp;
yzadVec(31:Kk) = yzad;
s = load('Sapr_zad3');
s = s.Sapr;
%s(length(s) : 400) = s(length(s));
%sygnal sterujacy
u = Upp + zeros(1, Kk);
%wyjscie ukladu
y = zeros(1, Kk) + Ypp;
du = (zeros(1,Kk))';
M = zeros(N, Nu);
for i = 1:N
for j = 1:Nu
if (i-j+1 > 0)
M(i,j) = s(i-j+1);
else
M(i,j) = 0;
end
end
end
Mp = zeros(N, D-1);
for i = 1:N
for j = 1:(D-1)
if(i+j \ll N)
Mp(i,j) = s(i+j) - s(j);
Mp(i,j) = s(N) - s(j);
end
end
end
K = (M'*M + lambda*eye(Nu))^{-1} * M';
%liczenie ke
ke = 0;
for i = 1:N
```

```
ke = ke + K(1, i);
end
kju = K(1,:)*Mp;
addpath ('F:\SerialCommunication'); % add a path
initSerialControl COM14 % initialise com port
sendControls ([1,5],[50,Upp]);
figure;
for k = 1:30
y(k) = readMeasurements(1);
stairs(y);
pause (0.01);
waitForNewIteration();
end
for k = 31:Kk
y(k) = readMeasurements(1);
           %suma potrzebna do obliczenia skladowej swobodnej
sum = 0;
for j = 1:D-1
if(k-j > 0)
sum = sum + kju(j)*du(k-j);
%w innym przypadku du = 0 wiec sum sie nie zmienia
end
end
du(k) = ke * (yzadVec(k)-y(k)) - sum;
u(k) = u(k-1) + du(k);
if u(k) > U_max - Upp
u(k) = U_{max} - Upp;
elseif u(k) < U_min - Upp</pre>
u(k) = U_min - Upp;
sendNonlinearControls(u(k)+Upp);
stairs(y);
pause (0.01);
waitForNewIteration();
end
```

```
% wskaźnik jakości regulacji
E = (yzadVec - y)*(yzadVec - y)';
```

Regulator PID został przetestowany poprzez zmianę wartości zadanej z punktu pracy do $50^{\circ}C$ a następnie do $30^{\circ}C$. Jak widać na wykresie poradził sobie całkiem dobrze pomimo nieliniowych właściwości obiektu. Parametry regulatora wynosiły $K=6,\ T_i=65,\ T_d=1,25$. Regulator DMC o parametrze $\lambda=5$ w tym przypadku poradził sobie znacznie gorzej, przy zmianie wartości zadanej do 37 wykazał duże przeregulowanie, co widać na wykresie. Błąd wynosił wtedy 1617,5.

Rozmyty regulator PID został przetestowany dla większej ilości zmian wartości zadanej niż zwykły, składał się on z dwóch regulatorów, gdzie pierwszy miał parametry: K=8, $T_i=50$, $T_d=0.8$, natomiast drugi: K=25, $T_i=40$, $T_d=1.1$. Rozpoczynał on w punkcie pracy a wartości zadane wynosiły $37^{\circ}C$, $39^{\circ}C$ i $36^{\circ}C$. Wyniki eksperymentu widać na wykresie.

Rozmyty regulator DMC również składał się z dwóch regulatorów. Parametr λ pierwszego wynosił 5 a drugiego 10. Został on poddany takim samym wymuszeniom jak rozmyty regulator PID, tj. wartości zadane wynosiły $37^{\circ}C$, $39^{\circ}C$ i $36^{\circ}C$. Wyniki eksperymentu widać na wykresie.

Sprawdzony został również rozmyty regulator DMC o parametrach $\lambda_1=1,~\lambda_2=2.$ Jak widać na wykresie poradził on sobie gorzej niż ten o $\lambda_1=5$ i $\lambda_2=10.$