

**Wydział Elektroniki i Technik Informacyjnych
Politechnika Warszawska**

**Projektowanie układów sterowania
(projekt grupowy)**

Sprawozdanie z ćwiczenia laboratoryjnego nr 2

Mateusz Koroś, Ksawery Pasikowski, Mateusz Morusiewicz

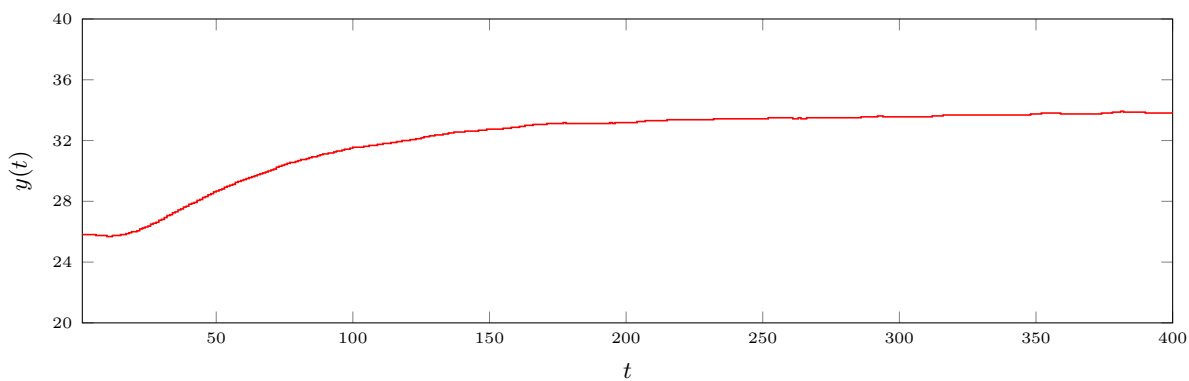
Warszawa, 2017

Spis treści

1. Zad. 1	2
2. Zad. 2	3
3. Zad. 3	5
4. Zad. 4	8
5. Zad. 5	12

1. Zad. 1

Możliwość sterowania i pomiaru w komunikacji ze stanowiskiem została sprawdzona poprzez funkcję `readMeasurements()` oraz `sendControlsToG1AndDisturbance(u, z)`. Sygnały sterujące, które były obsługiwane to moc na grzałce $G1$ oraz moc wiatraka $W1$, gdzie moc na grzałce była sumą mocy podanej jako sterowanie oraz zakłócenie, stąd $G1 = u + K * z$ natomiast mierzona była temperatura $T1$ w otoczeniu grzałki $G1$. W punkcie pracy, tzn. dla $(W1, G1, Z) = (50, 29, 0)$ pomiar temperatury wyniósł $35^{\circ}C$.



Rys. 1.1. Dochodzenie układu do punktu pracy przy sterowaniu $u = 50$ $z = 0$

2. Zad. 2

Odpowiedzi skokowe toru zakłócenie-wyście dla trzech różnych zmian zakłócenia zostały przedstawione na wykresie 2.1. Skoki zakłócenia wynosiły odpowiednio:

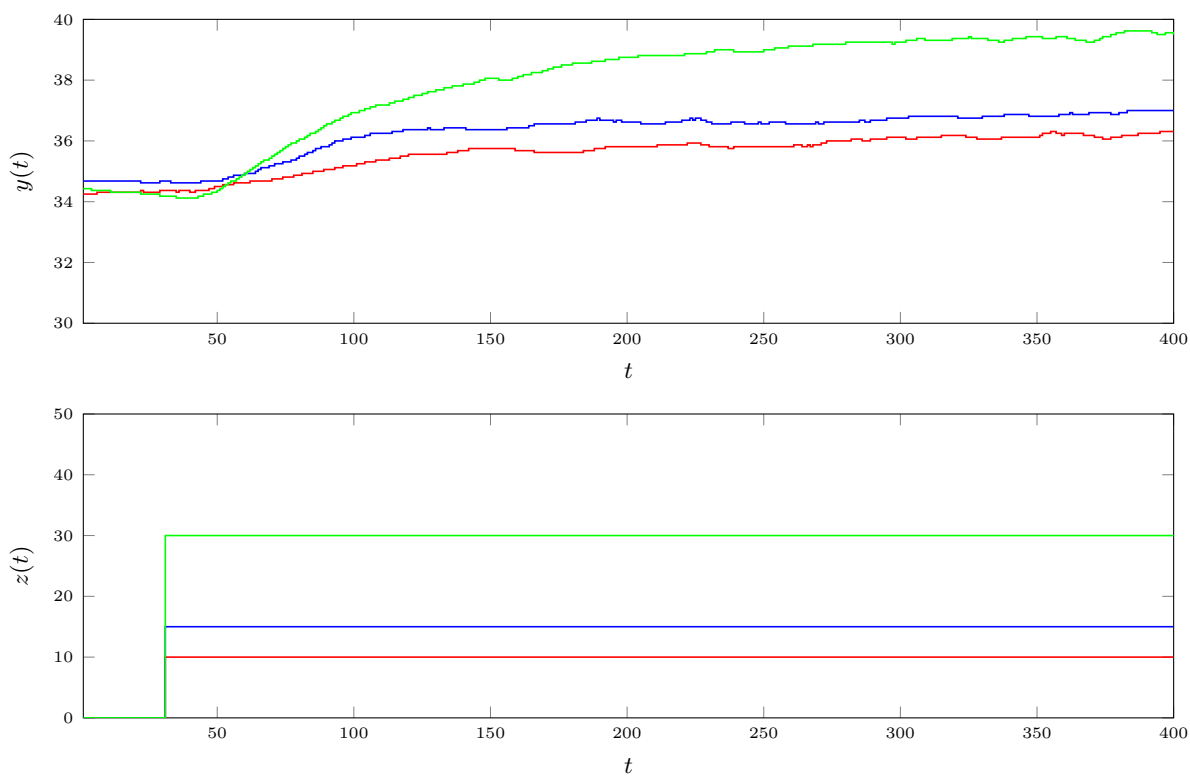
— $z = 10$

— $z = 15$

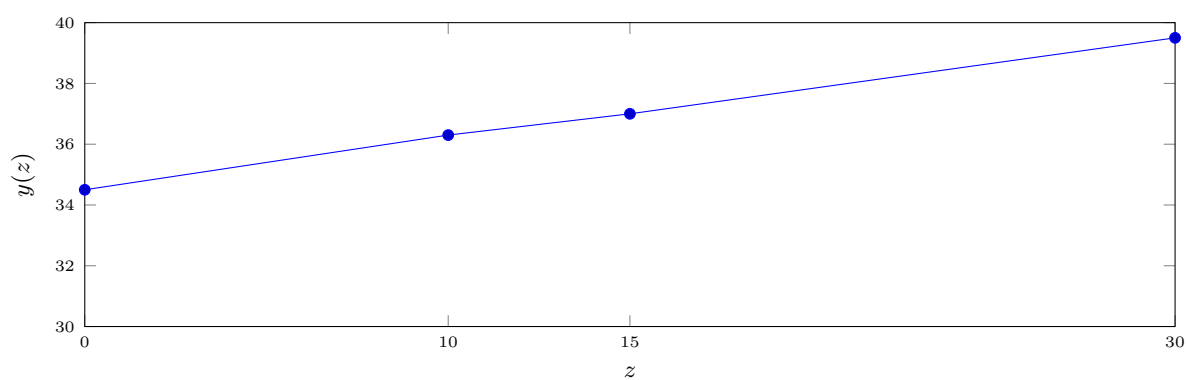
— $z = 30$

Właściwości statyczne obiektu można określić jako liniowe, gdyż zmiana zakłócenia powoduje liniową zmianę sygnału wyjściowego. Charakterystyka statyczna toru zakłócenie-wyście została przedstawiona na wykresie 2.2 Wzmocnienie statyczne procesu zostało obliczone ze wzoru:

$$K_{st} = \frac{\Delta y}{\Delta z} \approx 0,19$$



Rys. 2.1. Odpowiedzi skokowe toru zakłócenie-wyście



Rys. 2.2. Charakterystyka statyczna toru zakłócenie-wyjście

3. Zad. 3

Najlepiej nadającą się odpowiedzią skokową sygnału sterującego była ta dla skoku sterowania $\Delta u = 10$. Odpowiedź ta została przekształcona do postaci wykorzystywanej w algorytmie DMC w następujący sposób:

```
S = (S - 35) / 10;
S = S(32:end);
```

Analogicznie została przekształcona odpowiedź skokowa zakłócenia:

```
S = (S - 35) / 30;
S = S(32:end);
```

Dokonano tu dzielenia przez 30, gdyż o taką wartość zostało zmienione zakłócenie. 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:

$$\begin{aligned} a_1 &= -\alpha_1 - \alpha_2 \\ a_2 &= \alpha_1 \alpha_2 \\ \alpha_1 &= e^{-\frac{1}{T_1}} \\ \alpha_2 &= e^{-\frac{1}{T_2}} \\ b_1 &= \frac{K}{T_1 - T_2} [T_1(1 - \alpha_1) - T_2(1 - \alpha_2)] \\ b_2 &= \frac{K}{T_1 - T_2} [\alpha_1 T_2(1 - \alpha_2) - \alpha_2 T_1(1 - \alpha_1)] \end{aligned} \quad (3.1)$$

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, zwrócone przez ową funkcję dla odpowiedzi skokowej sterowania to:

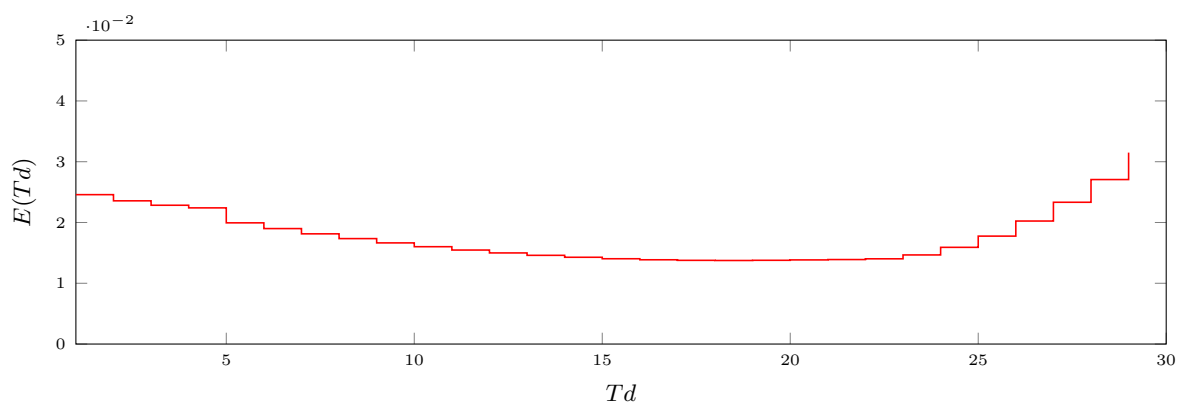
$$T_1 = 3,609\,17 \quad T_2 = 61,238\,79 \quad K = 0,301\,64$$

oraz dla odpowiedzi skokowej zakłócenia:

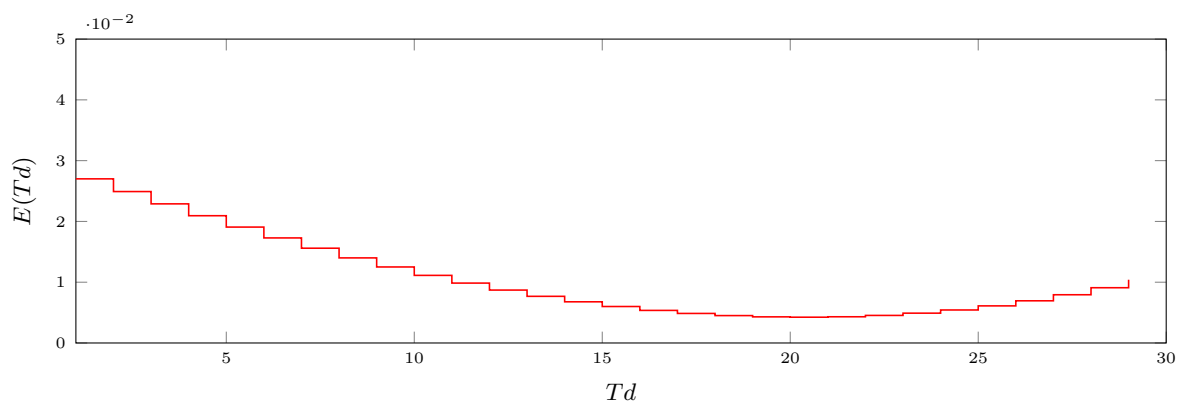
$$T_1 = 81,442\,47 \quad T_2 = 0,608\,11 \quad K = 0,150\,47$$

Parametry te zostały dobrane w taki sposób, aby błąd średniokwadratowy między odpowiedzią aproksymowaną, a tą rzeczywistą był jak najmniejszy. Wartość błędu w zależności od parametru T_d dla odpowiedzi skokowej sterowania widać na rysunku 3.1, natomiast dla odpowiedzi skokowej zakłócenia na rysunku 3.2. Dla powyższych parametrów wyniósł on 0,0137 dla odpowiedzi

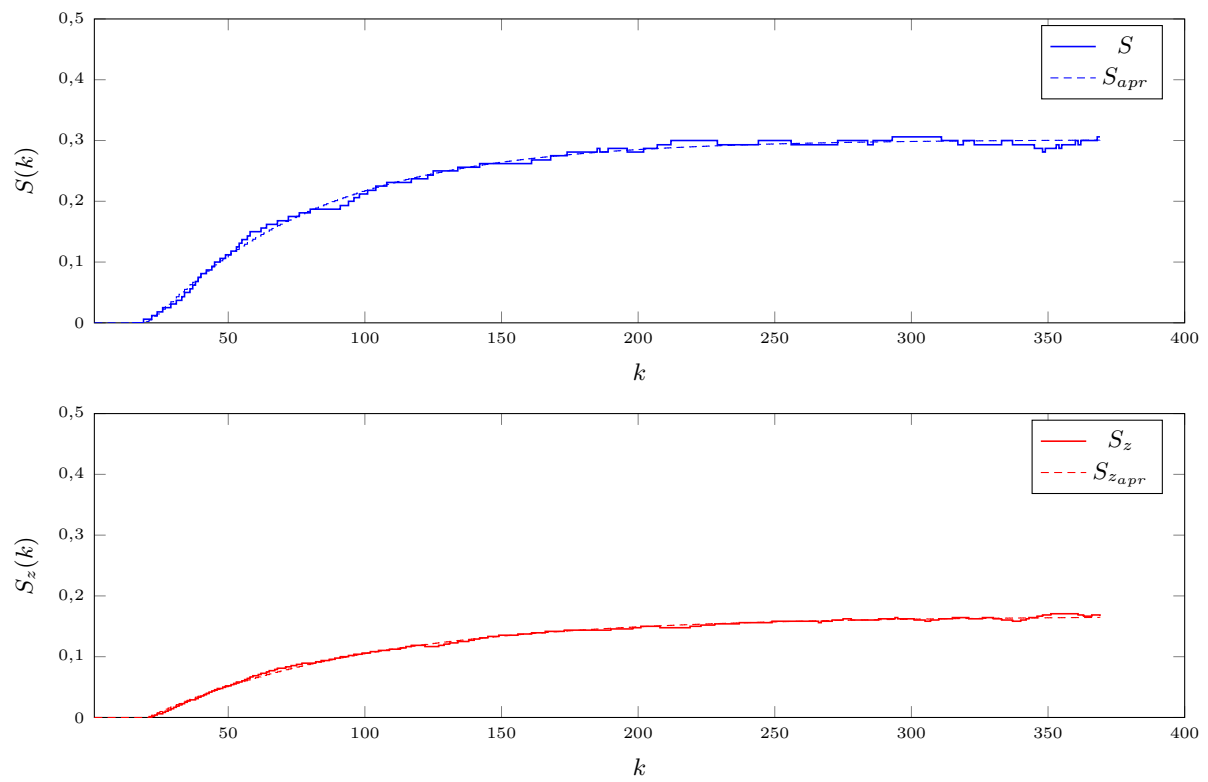
skokowej sterowania oraz 0,0173 dla odpowiedzi skokowej zakłócenia. Odpowiedzi skokowe sygnału sterującego i zakłócenia wraz z ich aproksymacją widać na wykresie 3.3. Jak widać na wykresach, funkcja aproksymująca jest bardzo dobrym przybliżeniem oryginalnego przebiegu. Sumaryczny błąd jest niewielki.



Rys. 3.1. Błąd średniokwadratowy odpowiedzi skokowej sterowania w zależności od T_d



Rys. 3.2. Błąd średniokwadratowy odpowiedzi skokowej zakłócenia w zależności od T_d



Rys. 3.3. Odpowiedzi skokowe sygnału sterującego i zakłócenia

4. Zad. 4

Implementacja algorytmu DMC została dokonana za pomocą funkcji, której argumentami są horyzont dynamiki dla obu torów, horyzonty predykcji oraz sterowania, parametr λ , długość trwania regulacji w sekundach, wektor wartości zakłóceń w czasie oraz flaga, której ustawienie powoduje uwzględnienie zakłóceń w regulacji. Funkcja zwraca przebieg sterowania, wyjście obiektu oraz błąd, będący wskaźnikiem jakości regulacji:

```
function [ y, u, E ] = policzDMC( D_, Dz_, N_, Nu_, lambda_, ...  
Kk_, z, dist_measure)  
Upp = 29;  
Zpp = 0;  
Ypp = 34.5;  
  
Kk = Kk_;  
  
D = D_;  
Dz = Dz_;  
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('odpskok_y_apr');  
s = s.Sapr;  
s(length(s) : 400) = s(length(s));  
  
s_z = load('odpskok_z_apr');  
s_z = s_z.Sapr;  
s_z(length(s_z) : 400) = s_z(length(s_z));  
  
%sygnal sterujacy  
u = Upp + zeros(1,Kk);  
  
%wyjście układu  
y = zeros(1,Kk) + Ypp ;  
  
du = (zeros(1,Kk))' ;  
dz = (zeros(1,D-1))' ;
```

```

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 <= N)
Mp(i,j) = s(i+j) - s(j) ;
else
Mp(i,j) = s(N) - s(j) ;
end
end
end

Mpz = zeros(N, Dz-1) ;
for i = 1:N
for j = 1:(Dz-1)
if(i+j <= N)
Mpz(i,j) = s_z(i+j) - s_z(j) ;
else
Mpz(i,j) = s_z(N) - s_z(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;

kz = K(1,:)*Mpz;

addpath ('F:\SerialCommunication'); % add a path
initSerialControl COM16 % 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);

sum = 0;      %suma potrzebna do obliczenia składowej swobodnej
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

dz(k) = z(k) - z(k-1);
sum2 = 0;
for j = 1:Dz-1
if(k-j > 0)
sum2 = sum2 + kz(j)*dz(k-j);
end
end

du(k) = ke * (yzadVec(k)-y(k)) - sum;

if dist_measure == 1
du(k) = du(k) - sum2;
end

u(k) = u(k-1) + du(k);

if u(k) > U_max - Upp
u(k) = U_max - Upp;
elseif u(k) < U_min - Upp
u(k) = U_min - Upp;
end

sendControlsToG1AndDisturbance(u(k)+Upp, z(k));

stairs(y);
pause(0.01);

waitForNewIteration();
```

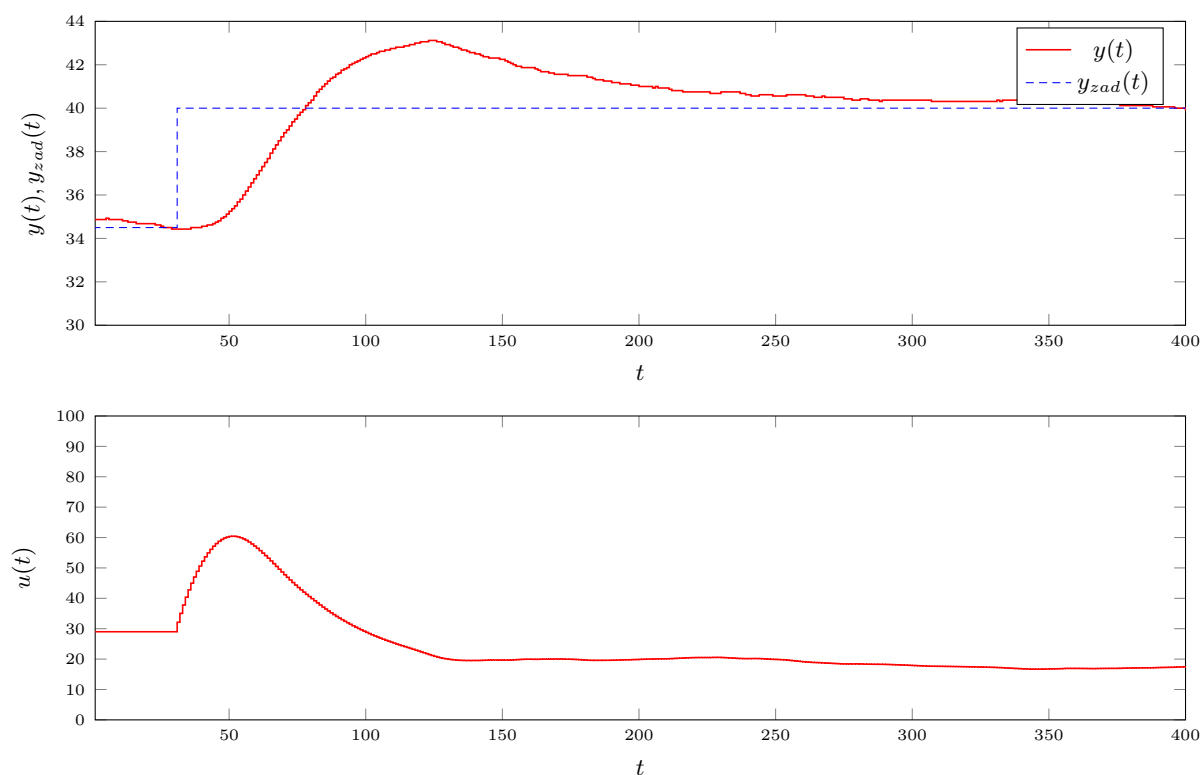
```

end

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

```

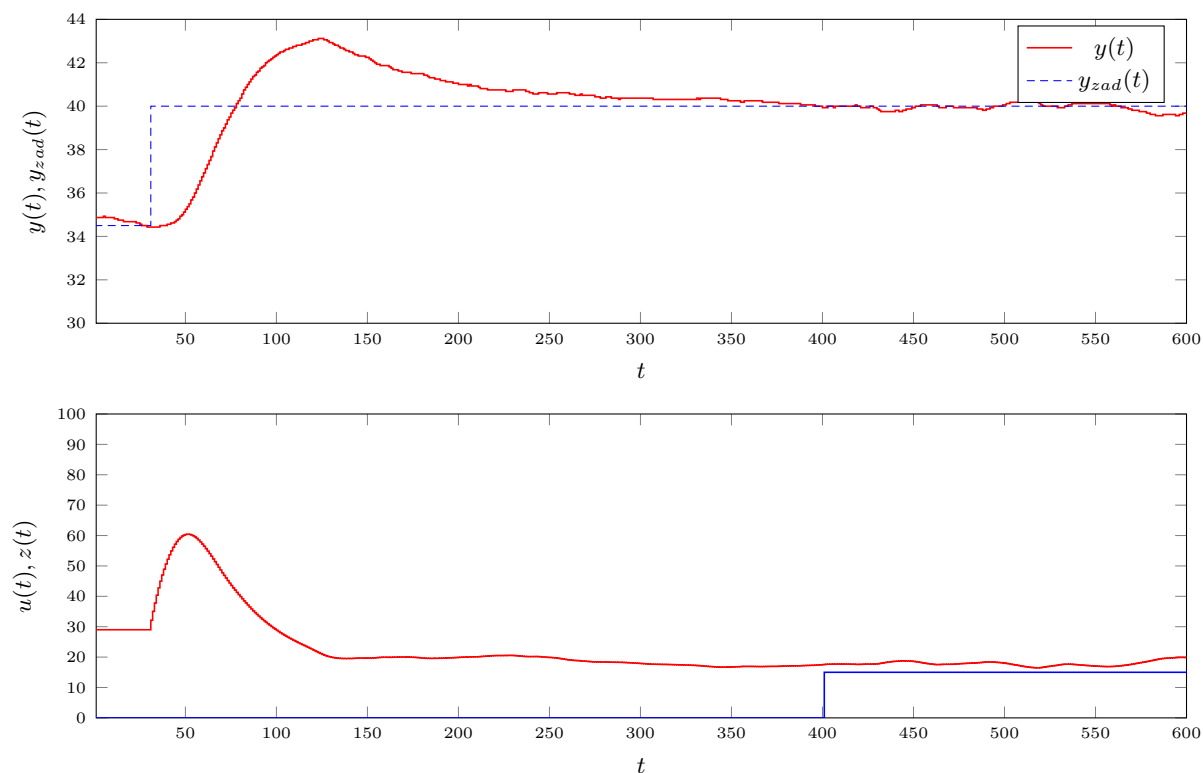
Wartością parametru λ , używaną do symulacji było 3, gdyż dawała akceptowalne wyniki a na eksperymentalne dobieranie parametru zabrakło czasu. Horyzonty natomiast miały wartość $D = D_z = N = N_u = 200$. Ograniczenia zostały uwzględnione poprzez rzutowanie po obliczeniu wartości sterowania. Działanie algorytmu DMC dla skoku wartości zadanej z punktu pracy do 40°C widać na rysunku 4.1



Rys. 4.1. Regulator DMC dla skoku wartości zadanej do 40°C

5. Zad. 5

W następnej próbie regulatora dokonano najpierw skoku wartości zadanej z punktu pracy do 40°C , następnie w 400. chwili nastąpił skok zakłócenia z 0 do 15. Wyniki tego eksperymentu widać na rysunku 5.1. Jak widać, regulator bardzo dobrze poradził sobie z zakłóceniem, nastąpiły niewielkie odchylenia, jednak temperatura szybko wracała do wartości zadanej. Wartość D_z można przyjąć jako 200. Po wyłączeniu uwzględnienia sterowania w regulatorze, zmiana temperatury była zauważalnie wyższa. Świadczy to o tym, że pomiar i uwzględnienie zakłócenia prowadzi do lepszej regulacji niż w przypadku braku tych czynności. Niestety na wzbudzenie zakłócenia do innych wartości zabrakło czasu, co było spowodowane błędami ze sprzętem, który odmawiał poprawnej komunikacji. Duże opóźnienie czasowe było spowodowane podejrzeniem, że winę za błędy w sterowaniu ponosił algorytm. Szukanie błędu w kodzie kosztowało sporo czasu, jednak poprawa nastąpiła dopiero po wyłączeniu i włączeniu obiektu oraz dociśnięciu kabli. Niestety było już za późno na dokonanie wszystkich eksperymentów, jednak powyższy jest wystarczającym dowodem na to, iż warto uwzględniać zakłócenia w regulatorze, gdyż regulacja jest dzięki temu dużo lepsza.



Rys. 5.1. Regulacja algorytmu DMC przy skoku zakłócenia