Politechnika Warszawska Wydział Elektroniki i Technik Informacyjnych Instytut Automatyki i Informatyki Stosowanej

Projektowanie ukladów sterowania (projekt grupowy)

Sprawozdanie z projektu i ćwiczenia laboratoryjnego nr 1, zadanie nr 7

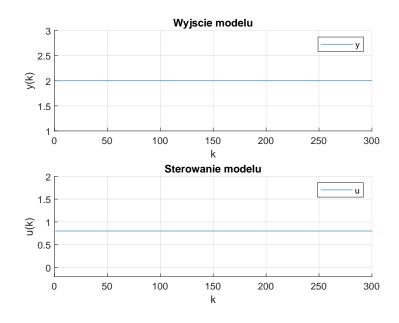
Autorzy:
Grochowina Mauteusz
Winnicki Konrad
Zgorzelski Jan

Spis treści

1.	Proj	ekt	2
	1.1.	Sprawdzenie poprawności wartości Upp, Ypp	2
	1.2.	Symulacyjne wyznaczenie odpowiedzi skokowej procesu	2
	1.3.	Przekształcenie otrzymanej odpowiedzi skokowej	4
	1.4.	Cyfrowy algorytm PID i DMC	4
		1.4.1. Algorytm PID	4
		1.4.2. Algorytm DMC	5
	1.5.	Dobór parametrów regulatorów PID i DMC	5
		1.5.1. Regulator PID	6
		1.5.2. Regulator DMC	8
	1.6.	Minimalizacja wskaźnika jakości regulacji	11
2.	Labo	oratorium	12
	2.1.	Temperatura obiektu w punkcie pracy	12
	2.2.	Wyznaczenie odpowiedzi skokowej procesu	12
	2.3.	Przekształcenie otrzymanej odpowiedzi skokowej	14
	2.4.	Cyfrowy algorytm PID i DMC	15
		2.4.1. Algorytm PID	15
		2.4.2. Algorytm DMC	16
	2.5.	Dobór parametrów algorytmów PID i DMC	16

1.1. Sprawdzenie poprawności wartości Upp, Ypp

Przeprowadzono symulację odpowiedzi procesu dla punktu pracy. Ustalone zostało stałe sterowania o wartości Upp = 0,8. Wynik: Uzyskane wyjście procesu jest stałe i wynosi Ypp=2,0.

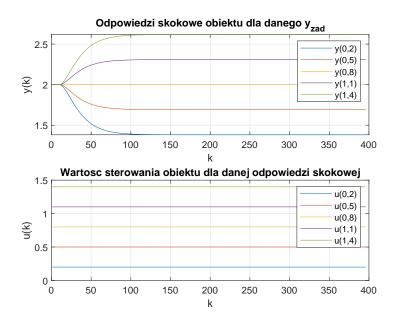


Rys. 1.1. projekt/zad1/y.pdf

Wniosek: Stała wartość wyjścia oznacza poprawność wartości Upp i Ypp.

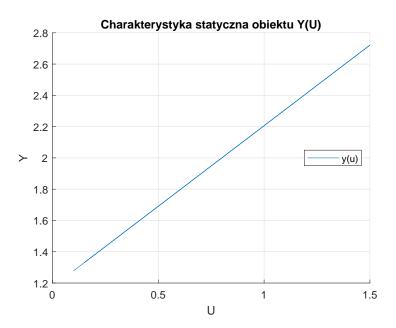
1.2. Symulacyjne wyznaczenie odpowiedzi skokowej procesu

Odpowiedzi skokowych procesu zostały wyznaczone symulacyjnie dla pięciu zmian sygnału sterującego. Uwzględnione zostały ograniczenia wartości tego sygnału Umin=0,1, Umax=1,5. Początkowa wartość sterowania wynosiła Upp=0,8.



Rys. 1.2. odpSkok

Dzięki uzyskanym odpowiedziom skokowym otrzymano charakterystykę statyczną y(u)



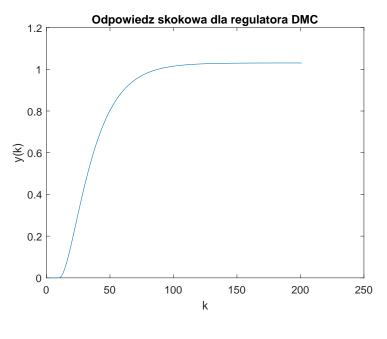
Rys. 1.3. char stat

Wniosek: Na podstawie wykresu charakterystyki statycznej można ustalić, że właściwości statyczne procesu są liniowe. Wzmocnienie statyczne procesu określone zostało dzięki obliczeniu współczynnika nachylenia wykresu charakterystyki statycznej, wynosi on K=1,0305.

1.3. Przekształcenie otrzymanej odpowiedzi skokowej

Uzyskaną odpowiedź procesu na zmianę sygnału sterującego z punktu pracy Upp=0,8 na Umax=1,5 przekształcono w następujący sposób: -Ograniczono (przycięto) czas zmiany sterowania u oraz wyjścia y od chwili skoku do ustabilizowania. -Wykres sterowania u przesunięty został o wartość początkową Upp=0,8 w dół -Wykres wyjścia y przesunięty został o wartość początkową Ypp=2 w dół -Wykres sterowania u i wyjścia y podzielono przez delta u=0,7

Uzyskana odpowiedź skokowa daje nam zestaw liczb s1,s2... ,która wykorzystana będzie w algorytmie DMC.



Rys. 1.4. s

1.4. Cyfrowy algorytm PID i DMC

1.4.1. Algorytm PID

Regulator PID to regulator składający się z 3 członów:

- proporcjonalnego P o wzmocnieniu K_r , kompensuje uchyb bieżący
- całkującego I o czasie zdwojenia T_i , kompensuje akumulację uchybów z przeszłości
- różniczkującego D o czasie wyprzedzania T_d , kompensuje przewidywane uchyby w przyszłości

Ważona suma tych trzech działań stanowi podstawę sygnału podawanego na człon wykonawczy w celu regulacji procesu (np. zmiana położenia zaworu regulacyjnego albo zwiększenie mocy grzałki). Regulator realizuje algorytm:

$$u(t) = Kr \left(e(t) + \int e(\tau)d\tau + T_d \frac{de(t)}{dt} \right)$$

gdzie u(t) - sygnał wyjścia regulatora, e(t) - uchyb regulacji.

Transmitancja regulatora PID

$$G(s) = K_r \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$$

W realizacji naszego zadania wykorzystany był dyskretny regulator PID. Sterowanie regulatora wyznaczane było z poniższych wzorów, które zostały otrzymane dzięki metodzie Eulera i całkowania metodą trapezów:

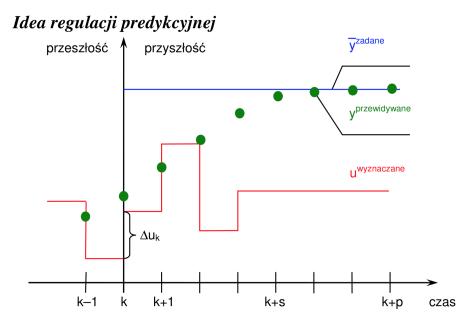
$$u(k)=u_P(k)+u_I(k)+u_D(k)$$
gdzie
$$u_P(k)=K_re(k)$$

$$u_I(k)=u_I(k-1)+\frac{K_r}{T_I}T_p\frac{e(k-1)+e(k)}{2}$$

$$u_D=K_rT_D\frac{e(k)-e(k-1)}{T_p}$$

1.4.2. Algorytm DMC

Algorytm DMC (Dynamic Matrix Control) algorytm regulacji predykcyjnej. Do predykcji wykorzystuje się model procesu w postaci odpowiedzi skokowych. W algorytmie DMC dynamika obiektu regulacji modelowana jest dyskretnymi odpowiedziami skokowymi, które opisują reakcję wyjścia na skok jednostkowy sygnału sterującego.



Rys. 1.5. Idea działania regulatora DMC

1.5. Dobór parametrów regulatorów PID i DMC

Ocena jakości regulacji na podstawie rysunków przebiegów sygnałów polega na ocenie jakościowej, analizowane są takie kryteria jak czas regulacji czy przeregulowanie. Na podstawie tych kryteriów oceny dobierane są nastawy regulatora PID.

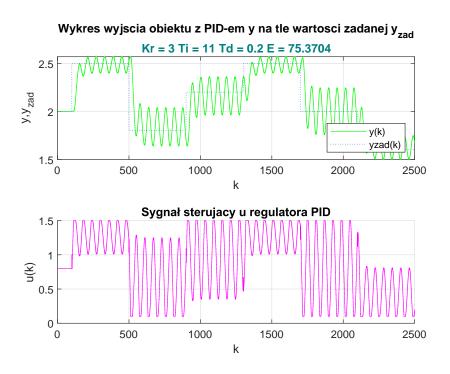
Ocena jakości regulacji ilościowa polega na wyznaczaniu wskaźnika jakości regulacji, którym jest suma kwadratów uchybów, a k_{konc} oznacza ilość kroków symulacji.

$$E = \sum_{k=1}^{k_{konc}} (y_{zad}(k) - y(k))^2$$

Ocena jakości regulacji jakościowa jest metodą mniej dokładną od oceny ilościowej, nie występują tam obliczenia a jedynie analiza rysunków przebiegów. Podczas analizy rysunku osoba oceniająca jakość regulacji narażona jest na mało precyzyjne wnioski, gdyż należy wtedy zwracać uwagę na skalę rysunku i wiele innych parametrów. Ocena ilościowa nie bierze pod uwagę takich czynników jak np. oscylacje, jedynym kryterium jest suma kwadratów uchybów. Jeżeli do oceny jakości regulacji wymagane są inne kryteria niż podany wskaźnik jakości należy rozpatrzeć metodę oceny jakościowej.

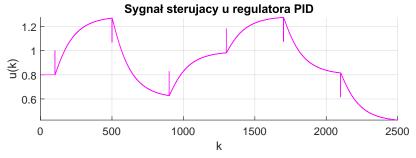
1.5.1. Regulator PID

Do doboru nastaw regulatora PID zastosowano metodę inżynierską, która polega na przeprowadzeniu doświadczeń i analizy uzyskanych wyników. Na podstawie wyciągniętych wniosków modyfikowane są nastawy regulatora. Parametry dobierane są metodą prób i błędów, aż do osiągnięcia oczekiwanych wyników. Jako pierwszy dobierany był parametr wzmocnienia członu proporcjonalnego, poprzez obserwację zachowania się uchybu regulacji w stanie ustalonym oraz przeregulowanie. Zmniejszając stopniowo wzmocnienie zmniejszano przeregulowanie, a uchyb zwiększał się. Parametr zwiększając go co likwidowało uchyb regulacji, zbyt duży czas zdwojenia zwiększał czas regulacji. Ostatnim elementem strojenia jest wyznaczenie parametru czasu wyprzedzenia, również metodą prób i błędów, tak by zminimalizować czas regulacji. Po wykonaniu tej czynności kończy się proces strojenia regulatora.

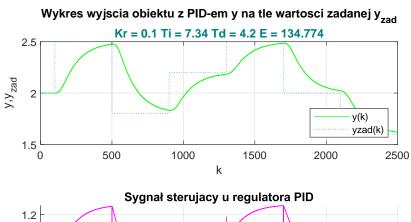


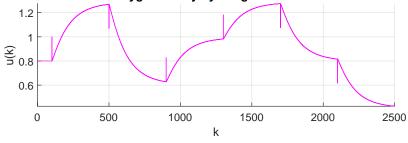
Rys. 1.6. PID1

Wykres wyjscia obiektu z PID-em y na tle wartosci zadanej y_{zad} Kr = 0.1 Ti = 7.34 Td = 4.2 E = 134.774 2.5 2.5 2.5 3.5 500 1000 1500 2000 2500

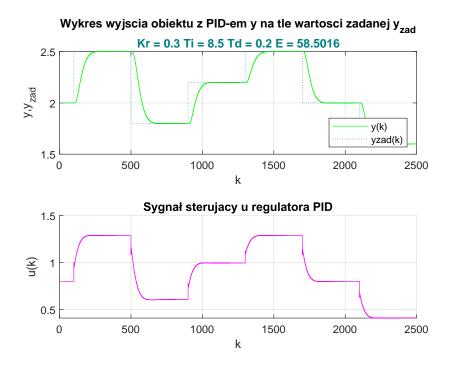


Rys. 1.7. PID2





Rys. 1.8. PID2



Rys. 1.9. PIDbest

1.5.2. Regulator DMC

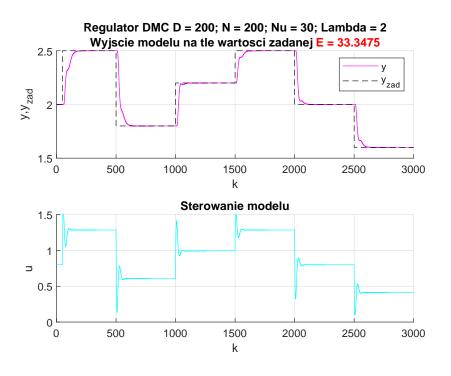
Do doboru nastaw regulatora DMC zastosowano metodę inżynierską, która polega na przeprowadzeniu doświadczeń i analizy uzyskanych wyników. Na podstawie wyciągniętych wniosków modyfikowane są nastawy regulatora. Parametry dobierane są metodą prób i błędów, aż do osiągnięcia oczekiwanych wyników.

Horyzont dynamiki D jest to liczba współczynników odpowiedzi skokowej, tzn. liczbę kroków dyskretyzacji, po której można uznać odpowiedź skokową za stabilną równą K_{stat} . Wyznaczona ona została z odpowiedzi skokowej obiektu poprzez wyznaczenie z niej chwili, w której odpowiedź jest stabilna.

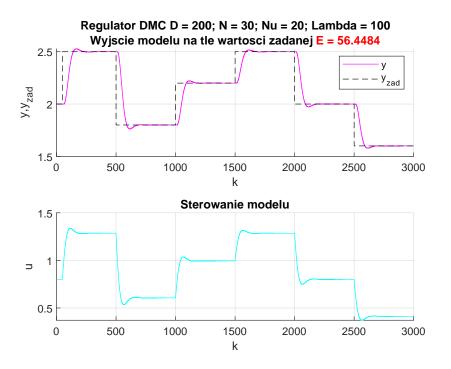
Horyzont predykcji N jest to wartość na podstawie, której prognozuje się zachowanie modelu. Zwiększając ten parametr uzyskaliśmy bardzo dobry czas regulacji oraz praktycznie zerowe przesterowanie.

Horyzont sterowania N_u tak jak horyzont predykcji jest parametrem dostrajania regulatora, zależnymi od szybkości dynamiki procesu, możliwości obliczeniowych oraz dokładności modelu, eksperymentalnie dobrano wartość tero parametru.

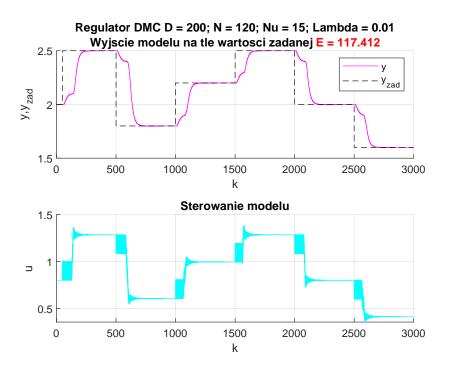
Ostatnim krokiem w dostrajaniu naszego regulatora było wyznaczenie współczynnika kary lambda, za pomocą którego można zapewnić kompromis pomiędzy szybkością regulacji, a postacią sygnału sterującego. Ponownie był on wyznaczany metodą testowania. Zwiększenie współczynnika kary pogorszyło wynik działania regulatora, został więc on zmniejszony.



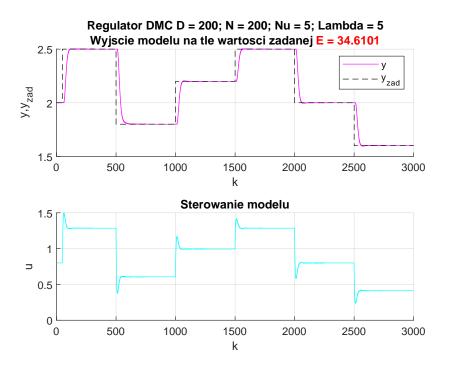
Rys. 1.10. DMC1



Rys. 1.11. DMC2



Rys. 1.12. DMC3



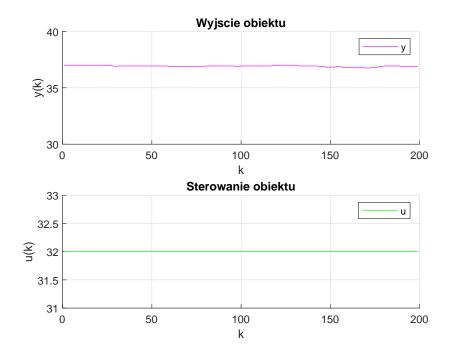
Rys. 1.13. DMCbest

1.6. Minimalizacja wskaźnika jakości regulacji

W celu doboru parametrów modelu wykorzystano optymalizacje
ę poprzez funkcję fmincon programu MATLAB, jako parametr
 optymalizacji wybrano wskaźnika jakości regulacji ${\cal E}.$

2.1. Temperatura obiektu w punkcie pracy

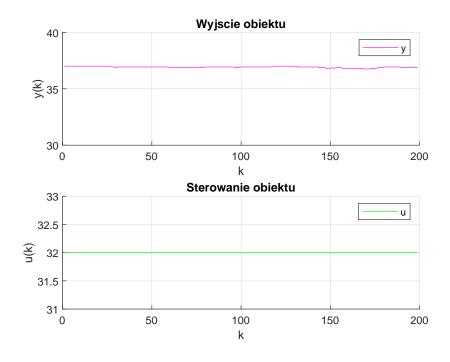
Zgodnie z poleceniem prowadzącego punkt pracy sterowania ustalono na 32%. Sygnał sterujący W1 czyli moc wentylatora ustawiono na 50%, a sygnał sterujący G1 czyli moc grzałki na wyliczone wcześniej 32% mocy całkowitej. Następnie przeprowadzono pomiar temperatury w punkcie pracy. Uzyskana wartość temperatury punktu pracy wyniosła $36.8^{\circ}C$.



Rys. 2.1. Punkt pracy obiektu

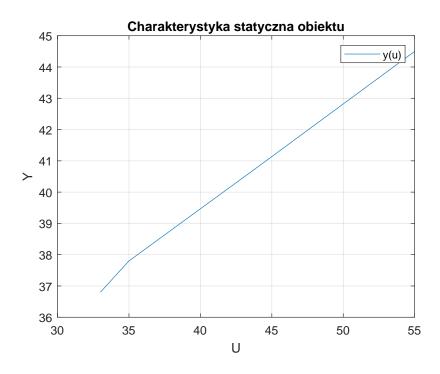
2.2. Wyznaczenie odpowiedzi skokowej procesu

Początkowy sygnał sterujący G1 ustalono w punkcie pracy U=32. Przeprowadzone zostały trzy skoki sterowania: na wartości $U_1=35$, $U_2=44$, $U_3=55$. Uzyskane odpowiedzi skokowe dla tych zmian sygnału zostały przedstawione na poniższym rysunku.



Rys. 2.2. Punkt pracy obiektu

Właściwości statyczne obiektu zostały określone z wykresu charakterystyki statycznej, który utworzony został na podstawie serii odpowiedzi skokowych.



Rys. 2.3. Punkt pracy obiektu

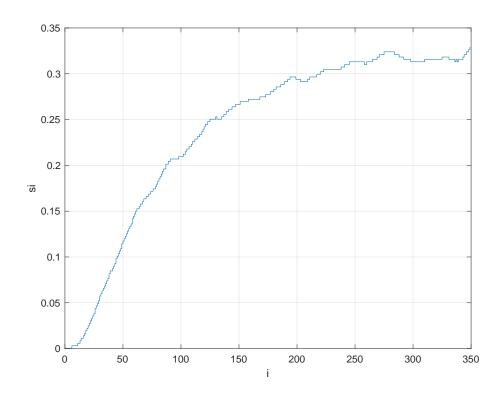
Właściwości statyczne obiektu są w przybliżeniu liniowe, można więc wyznaczyć wzmocnienie statyczne procesu, które równe jest nachyleniu wykresu charakterystyki statycznej K = 0.8073.

2.3. Przekształcenie otrzymanej odpowiedzi skokowej

Uzyskaną odpowiedź procesu na zmianę sygnału sterującego z punktu pracy Upp = 32,0 na Umax = 55,0 przekształcono w następujący sposób:

- Ograniczono (przycięto) czas zmiany sterowania u oraz wyjścia y od chwili skoku do ustabilizowania,
 - Wykres sterowania u przesunięty został o wartość początkową Upp = 32,0 w dół,
 - Wykres wyjścia y przesunięty został o wartość początkową Ypp = 36.8 w dół,
 - Wykres sterowania u i wyjścia y podzielono przez zmianę sterowania $\Delta u = 23.0$.

Uzyskana odpowiedź skokowa daje nam wektor współczynników s, który wykorzystywany będzie w algorytmie DMC.



Rys. 2.4. zad3y

W ramach pierwszego laboratorium zespół miał za zadanie zaproksymować odpowiedź skokową pozyskaną ze stanowiska grzewczo-chłodzącego w celu późniejszego jej wykorzystania w algorytmie DMC. Aproksymacja została wykonana jako człon inercyjny drugiego rzędu z opóźnieniem. Opisany jest on następującą transmitancją:

$$G(s) = \frac{K}{(sT_1 + 1)(sT_2 + 1)}e^{-T_d s}$$

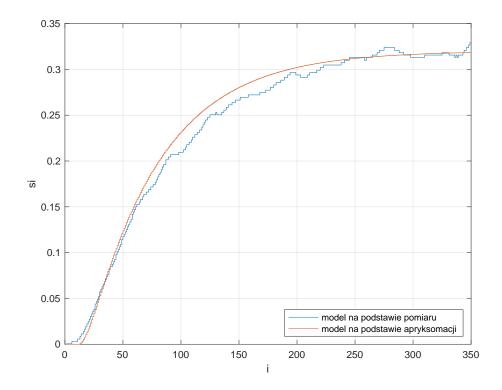
Powyższa transmitancja po przekształceniu do dziedziny czasu dyskretnego i przejściu na postrać równania różnicowego:

$$y[k] = b_1 u[k - T_D - 1] + b_2 u[k - T_D - 2] + a_1 y[k - 1] + a_2 y[k - 2]$$

Na podstawie danych pozyskanych ze stanowiska laboratoryjnego dobrano parametry T_1 , T_2 , K, T_d , tak aby błąd dopasowania, rozumiany jako suma kwadratów kolejnych uchybów sterowania, był jak najmniejszy. Należy jednak pamiętać, że wielkość Td może przyjmować tylko wartości całkowite (ze względu na zastosowany czas dyskretny). W celu doboru parametrów modelu wykorzystano funkcję optymalizacyjną fmincon programu MATLAB, jako parametr optymalizacji wybrano błąd dopasowania (rozumiany jako suma kwadratów błędów dla kolejnych elementów odpowiedzi skokowych), ponieważ im mniejszy błąd dopasowania tym lepsza aproksymacja.

Otrzymane parametry aproksymacji to:

$$T_1 = 7.59$$
 $T_2 = 62.4$ $K = 0.32$ $T_d = 10.0$



Rys. 2.5. zad3aprox

2.4. Cyfrowy algorytm PID i DMC

2.4.1. Algorytm PID

Regulator PID to regulator składający się z 3 członów:

- proporcjonalnego P o wzmocnieniu K_r , kompensuje uchyb bieżący
- całkującego I o czasie zdwojenia T_i , kompensuje akumulację uchybów z przeszłości
- różniczkującego D o czasie wyprzedzania T_d , kompensuje przewidywane uchyby w przyszłości

Ważona suma tych trzech działań stanowi podstawę sygnału podawanego na człon wykonawczy w celu regulacji procesu (np. zmiana położenia zaworu regulacyjnego albo zwiększenie mocy grzałki). Regulator realizuje algorytm:

$$u(t) = Kr\left(e(t) + \int e(\tau)d\tau + T_d \frac{de(t)}{dt}\right)$$

gdzie u(t) - sygnał wyjścia regulatora, e(t) - uchyb regulacji.

Transmitancja regulatora PID

$$G(s) = K_r \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$$

W realizacji naszego zadania wykorzystany był dyskretny regulator PID. Sterowanie regulatora wyznaczane było z poniższych wzorów, które zostały otrzymane dzięki metodzie Eulera i całkowania metodą trapezów:

$$u(k) = u_P(k) + u_I(k) + u_D(k)$$

$$u_P(k) = K_r e(k)$$

$$u_I(k) = u_I(k-1) + \frac{K_r}{T_I} T_p \frac{e(k-1) + e(k)}{2}$$

$$u_D = K_r T_D \frac{e(k) - e(k-1)}{T_r}$$

2.4.2. Algorytm DMC

gdzie

Algorytm DMC (Dynamic Matrix Control) algorytm regulacji predykcyjnej. Do predykcji wykorzystuje się model procesu w postaci odpowiedzi skokowych. W algorytmie DMC dynamika obiektu regulacji modelowana jest dyskretnymi odpowiedziami skokowymi, które opisują reakcję wyjścia na skok jednostkowy sygnału sterującego.

2.5. Dobór parametrów algorytmów PID i DMC

Wykonano dwa skoki o różnej amplitudzie dla sygnału zadanego, na podstawie odpowiedzi obiektu dobrano nastawy regulatora PID metodą eksperymentalną. Ocena jakości regulacji na podstawie rysunków przebiegów sygnałów polega na ocenie jakościowej, analizowane są takie kryteria jak czas regulacji czy przeregulowanie. Na podstawie tych kryteriów oceny dobierane są nastawy regulatora PID.

Ocena jakości regulacji ilościowa polega na wyznaczaniu wskaźnika jakości regulacji, którym jest suma kwadratów uchybów.

$$E = \sum_{k=1}^{k_{konc}} (y_{zad}(k) - y(k))^2$$

Ocena jakości regulacji jakościowa jest metodą mniej dokładną od oceny ilościowej, nie występują tam obliczenia a jedynie analiza rysunków przebiegów. Podczas analizy rysunku osoba oceniająca jakość regulacji narażona jest na mało precyzyjne wnioski, gdyż należy wtedy zwracać uwagę na skalę rysunku i wiele innych parametrów. Ocena ilościowa nie bierze pod uwagę takich czynników jak np. oscylacje, jedynym kryterium jest suma kwadratów uchybów. Jeżeli do

oceny jakości regulacji wymagane są inne kryteria niż podany wskaźnik jakości należy rozpatrzeć metodę oceny jakościowej.

Wyniki doboru parametrów

Słaby PID Nastawy?

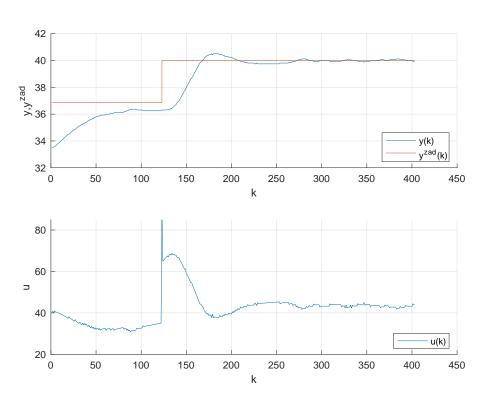
E=612.3329

E = 559.2419

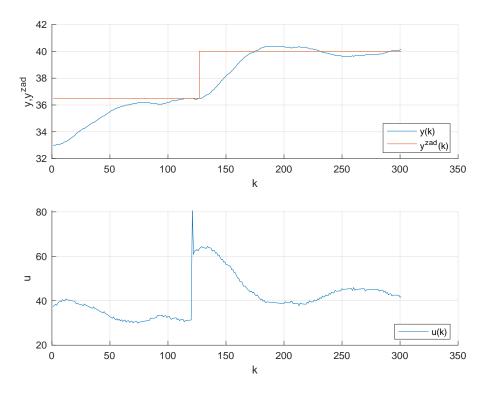
E = 209.3488

E=323.0685

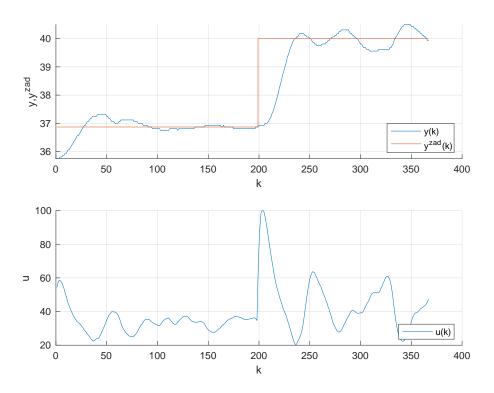
E=439.7029



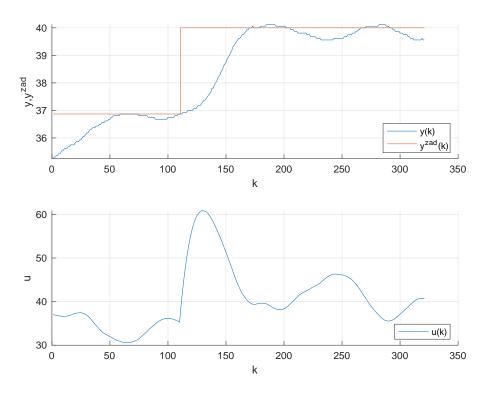
Rys. 2.6. zad4pidd1



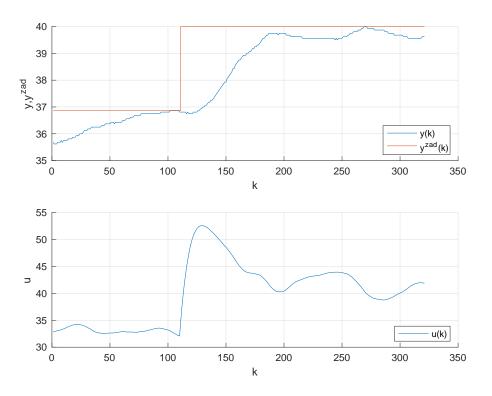
Rys. 2.7. zad4pidd2



Rys. 2.8. zad4dmc1



Rys. 2.9. zad4dmc2



Rys. 2.10. zad4dmc3