

# Tematyka egzaminu z Podstaw sterowania

Rafał Trójniak

7 września 2009

## Spis treści

<b>1 Rozwiązane tematy</b>	<b>2</b>
1.1 Napisać równanie różniczkowe dla zbiornika z odpływem grawitacyjnym	2
1.2 Definicja transformaty Laplace'a	2
1.3 Co to jest transmitancja	3
1.4 Dla skalarnego liniowego równania różniczkowego n-tego rzędu napisać transmitancję	3
1.5 Co to jest impulsowa funkcja przejścia	3
1.6 Podać trzy warunki jakie muszą zajść aby można było sterować w układzie otwartym	3
1.7 Podać kształt odpowiedzi na skok i deltę Diraca dla członu	4
1.8 Po co stosuje się kryterium Hurwitza?	4
1.9 Jaki wzór opisuje kształt wyjścia w stanie ustalonym $y(t)$ dla $t \rightarrow \infty$ , systemu o transmitancji $G(s)$ na sterowanie sygnałem $u(t)$ .	4
1.10 Czego dotyczy stabilność w sensie Lapunowa, a czego stabilność w sensie BIBO	4
1.11 Określić stabilność obiektu $G_1$ i $G_2$ w sensie Lapunowa i w sensie BIBO	4
1.12 Napisać macierzowe równanie stanu układu liniowego	5
1.13 Napisać rozwiązanie równania stanu przyjmując $t_0 = 0$	5
1.14 Warunek konieczny i wystarczający stabilności asymptotycznej dla układu liniowego dyskretnego	5
1.15 Podać kryterium sterowalności stanu dla układu liniowego	5
1.16 Podać kryterium obserwowalności stanu dla układu liniowego	6
1.17 Narysować schemat połączeń dla realizacji transmitancji $G(s)$ wykorzystując człony całkujące	6
1.18 Napisać wzór na funkcję sterowania $u_k$ realizowanego przez dyskretny regulator PID tylko z wykorzystaniem wartości próbek $u_{k-1}$ i próbek pomiarowych błędu $e_1$ (ilu?)	7
1.19 Warunek konieczny i wystarczający stabilności asymptotycznej układu liniowego ciągłego	7
1.20 Podać przykłady wskaźników jakości przebiegu regulacji stosowane dla strojenia regulatorów PID	7
1.21 Po co stosuje się obserwatory stanu i jaka jest postać równania asymptotycznej estymacji stanu	8

<b>2</b>	<b>Nierozwiązane tematy</b>	<b>8</b>
2.1	Jakie są główne własności regulatora typu LQR odmienne od regulatora PID . . . . .	8
<b>3</b>	<b>Zadania z zerówki - grupa A</b>	<b>8</b>
3.1	Dwa zbiorniczki równoległe z tym samym wejściem . . . . .	8
3.2	2. Co to jest transmitancja . . . . .	8
3.3	3. Kryterium obserwowalności układu liniowego. . . . .	9
3.4	4. Jakie własności ma regulator LQR inne niż regulator PID. . . . .	9
<b>4</b>	<b>Zadania z zerówki - grupa B</b>	<b>9</b>
4.1	Dwa zbiorniczki połączone szeregowo. Jakies tam dane. . . . .	9
4.2	Czym jest odpowiedź impulsowa (chyba?) . . . . .	9
4.3	Kryterium sterowalności. . . . .	9
4.4	Kryterium jakości doboru parametrów dla regulatorów PID . . . . .	9

## 1 Rozwiązane tematy

### 1.1 Napisać równanie różniczkowe dla zbiornika z odpływem grawitacyjnym

- $Q_1$  - prędkość odpływu wody przez szczelinę
- $h(t)$  - poziom cieczy w zbiorniku
- $R$  - Stała określająca prędkość odpływu wody przez otwór (Opór)
- $\rho$  - gęstość cieczy
- $P$  - Pole powierzchni tafli wody (const)

$$Q_1 = \frac{h(t)}{R} \quad (1)$$

$$\dot{h}(t) = \frac{-1}{\rho P R} h(t) + \frac{1}{\rho P} Q(t) \quad P = const \quad (2)$$

$$\dot{h}(t) = \frac{-1}{\rho R} h(t) + \frac{1}{\rho} Q(t) \quad (3)$$

W stanie ustalonym :

$$\dot{h}(t) = \frac{-1}{\rho R} h(t) + \frac{1}{\rho} Q(t) = 0 \quad (4)$$

$$\frac{1}{\rho R} h(t) = \frac{1}{\rho} Q(t) = 0 \quad \Rightarrow \quad \frac{h(t)}{\rho R} = \frac{Q(t)}{\rho} = 0 \quad (5)$$

### 1.2 Definicja transformaty Laplace'a

$$\mathcal{L}[f(t)] = F(s) = \int_{0^-}^{\infty} f(\tau) e^{-s\tau} d\tau \quad s = \alpha + j\omega \quad (6)$$

Dla funkcji  $f(t)$  przyporządkowuje ona funkcję  $F(s)$  gdzie  $s = \alpha + j\omega$ . Aby transformata istniała musi istnieć dla danej funkcji  $f(t)$  przynajmniej jedno  $s$ , dla których taka całka istnieje, tzn. jest mniejsza od  $\infty$ .

$$\int_{0^-}^{\infty} f(\tau)e^{-s\tau}d\tau < \infty \quad (7)$$

### 1.3 Co to jest transmitancja

Jest to stosunek transformaty Laplace'a funkcji wyjścia systemu, do transformaty Laplace'a funkcji wejści systemu. Zakładamy zerowe wartości wejściowe.

### 1.4 Dla skalarnego liniowego równania różniczkowego n-tego rzędu napisać transmitancję

$$a_n y^{(n)}(t) + a_{n-1} y^{(n-1)}(t) + \dots + a_0 y(t) = b_0 u(t) \quad (8)$$

$$Y(s)(a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0) = U(s)b_0 u \quad (9)$$

$$Y(s) = \frac{b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0} U(s) \quad (10)$$

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0} \quad (11)$$

### 1.5 Co to jest impulsowa funkcja przejścia

- Jest to odpowiedź układu na deltę diraca
- Pochodna odpowiedzi układu  $h(t)$  na skok jednostkowy

$$g(t) = \frac{dh(t)}{dt}$$

- Oryginał transmitancji  $G(s)$ , czyli odwrotna transformata Laplace'a Transmitancji

$$Y(s) = G(s)U(s), \quad U(s) = 1 \quad \Rightarrow \quad Y(s) = G(s) \quad y(t) = g(t)$$

### 1.6 Podać trzy warunki jakie muszą zajść aby można było sterować w układzie otwartym

Wszystkie poniższe warunki muszą zostać spełnione:

- Obiekt jest stabilny
- Obiekt jest bardzo dobrze znany
- Zagwarantowane zostało, że w czasie sterowania nie pojawiają się zakłucenia zewnętrzne, ani obiekt się nie zmienia

### 1.7 Podać kształt odpowiedzi na skok i deltę Diraca dla członu :

- Całkującego
- Inercyjnego
- Całkująco-inercyjnego
- różniczkująco-inercyjnego
- drugiego rzędu inercyjnego
- Drugiego rzędu oscylacyjnego

Rozwiązanie w sprawozdaniu nr 2.

### 1.8 Po co stosuje się kryterium Hurwitza ?

Stosuje się je, aby na podstawie transmitancji układu określić, czy jest on asymptotycznie stabilny.

### 1.9 Jaki wzór opisuje kształt wyjścia w stanie ustalonym $y(t)$ dla $t \rightarrow \infty$ , systemu o transmitancji $G(s)$ na sterowanie sygnałem $u(t)$ .

$$u(t) = A \sin(\omega t)$$

W stanie ustalonym na wyjściu zawsze pojawi się sygnał sinusoidalny, o takiej samej częstotliwości jak ten na wejściu, ale o przesuniętej fazie i innej amplitudzie.

### 1.10 Czego dotyczy stabilność w sensie Lapunowa, a czego stabilność w sensie BIBO

**Stabilność w sensie Lapunowa** bierze pod uwagę warunki początkowe. Układ jest stabilny w sensie Lapunowa, jeśli ka każdym warunków początkowych wyjście układu dąży do zera przy zerowym sterowaniu.

**Stabilność w sensie BIBO** Układ jest stabilny w sensie BIBO, jeśli na ograniczone sterowanie zawsze reaguje ograniczoną odpowiedzią.

### 1.11 Określić stabilność obiektu $G_1$ i $G_2$ w sensie Lapunowa i w sensie BIBO

$$G_1(s) = \frac{1}{s^2} \tag{12}$$

$$G_2(s) = \frac{s-1}{s^2-s} = \frac{s-1}{(s-1)s} = \frac{1}{s} \tag{13}$$

$G_1(s)$  to układ całkujący II rzędu. Jest niestabilny w sensie Lapunowa, więc niestabilny w sensie BIBO

$G_2(s)$  !!TODO!!

### 1.12 Napisać macierzowe równanie stanu układu liniowego

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), & x(t_0) = x_0 \\ y(t) = Cx(t) + Du(t) \end{cases} \quad (14)$$

$$\dim[A] = p \times p \quad , \quad \text{Macierz stanu} \quad (15)$$

$$\dim[B] = p \times n \quad , \quad \text{Macierz sterowania} \quad (16)$$

$$\dim[C] = m \times p \quad , \quad \text{Macierz obserwacji} \quad (17)$$

$$\dim[D] = m \times n \quad , \quad \text{Macierz wyjścia} \quad (18)$$

### 1.13 Napisać rozwiązanie równania stanu przyjmując $t_0 = 0$

$$x(t) = e^{At}x_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau \quad (19)$$

$$y(t) = Ce^{At}x_0 + C \int_0^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau + Du(t) \quad (20)$$

### 1.14 Warunek konieczny i wystarczający stabilności asymptotycznej dla układu liniowego sdyskretnego

Warunkiem koniecznym i wystarczającym asymptotycznej stabilności układu liniowego, stacjonarnego, dyskretnego jest, aby wszystkie pierwiastki równania charakterystycznego macierzy  $A_d$  leżały wewnątrz koła jednostkowego, tzn.  $|z_i| < 1$  dla  $i = 1, \dots, n$ .

System będzie stabilny, jeśli na okręgu jednostkowym, będą leżały tylko jednokrotne pierwiastki wielomianu minimalnego.

### 1.15 Podać kryterium sterowalności stanu dla układu liniowego

**Sterowalność** układ jest całkowicie sterowalny, jeżeli sterując ograniczonym przedziałami, ciągłym sterowaniem, można układ przeprowadzić w skończonym czasie z dowolnego stanu początkowego  $x_0$  do dowolnego stanu końcowego  $x_k$ .

**Kryterium sterowalności** Układ opisany równaniem stanu

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad (21)$$

jest całkowicie sterowalny, gdy w jego transmitancji lub transmitancji macierzowej nie ma skrótów (czyli zera licznika różne od zer mianownika).

**Twierdzenie** Warunkiem koniecznym i dostatecznym X-sterowalności układu liniowego, stacjonarnego jest, aby rząd macierzy  $Q_c$  był równy długości wektora stanu ( $n$ ).

$$Q_c = [B \quad AB \quad A^2B \quad \dots \quad A^{n-1}B] \quad (22)$$

### 1.16 Podać kryterium obserwowalności stanu dla układu liniowego

**Obserwowalność** Układ jest całkowicie obserwowalny, jeżeli na podstawie znajomości sterowania  $u(t_o, t_k)$  i na podstawie znajomości  $y(t_o, t_k)$ , można wyznaczyć stan początkowy układu  $x$  (w chwili  $t = t_o$ ).

Transmitancja operatorowa i transmitancja macierzowa opisują jedynie całkowicie obserwowalną i sterowaną część systemu.

**Kryterium obserwowalności** Układ opisany równaniem stanu oraz równaniem wyjścia

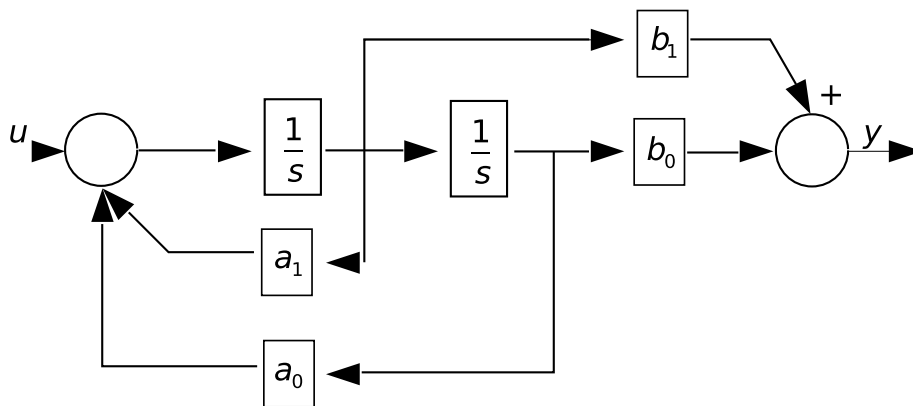
$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \quad (23)$$

jest całkowicie obserwowalny, gdy rząd macierzy  $G$  jest równy długości wektora stanu.

$$G = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix} \quad (24)$$

### 1.17 Narysować schemat połączeń dla realizacji transmitancji $G(s)$ wykorzystując człony całkujące

$$G(s) = \frac{b_1 s + b_0}{s^2 + a_1 s + a_0}$$



**1.18 Napisać wzór na funkcję sterowania  $u_k$  realizowanego przez dyskretny regulator PID tylko z wykorzystaniem wartości próbek  $u_{k-1}$  i próbek pomiarowych błędu  $\epsilon_1$  (ilu?)**

Algorytm przyrostowy (prędkościowy) wykorzystuje policzoną w chwili poprzedniej wartość sterowania  $u_{k-1}$  i trzy ostatnie próbki pomiarowe błędu :

$$u_k = u_{k-1} + b_0\epsilon_k + b_1\epsilon_{k-1} + b_2\epsilon_{k-2} \quad (25)$$

**1.19 Warunek konieczny i wystarczający stabilności asymptotycznej układu liniowego ciągłego**

Układ liniowy, stacjonarny  $\dot{x} = Ax$  jest globalnie asymptotycznie stabilny wtedy, i tylko wtedy, gdy wszystkie wartości własne macierzy  $A$  mają ujemne części rzeczywiste.

**1.20 Podać przykłady wskaźników jakości przebiegu regulacji stosowane dla strojenia regulatorów PID**

**Błąd regulacji rozłożony w czasie**

$$J = \int_{t_0}^{\infty} \epsilon_p^2(t) dt \quad (26)$$

**Koszt energii sterowania**

$$J = \int_{t_0}^{t_1} u^2(t) dt \quad (27)$$

**Wielkość wydatku (zużycia) paliwa**

$$J = \int_{t_0}^{t_1} |u(t)| dt \quad (28)$$

**Kompromis jakości stabilizacji i kosztów sterowania**

$$J = \int_{t_0}^{\infty} [Qx(T) + u^T(t)Ru(t)] dt \quad (29)$$

Kompromis ustalany macierzami wagowymi  $Q$  (dodatnio półokreślona - może jej nie być) i  $R$  (dodatnio określona - musi być zawsze)

**Czas ustalania**

**Maksymalne przeregulowanie**

## 1.21 Po co stosuje się obserwatory stanu i jaka jest postać równania asymptotycznej estymacji stanu

**Obserwator stanu** Jest to algorytm, który dla systemu obserwowalnego względem stanu, na podstawie wyjścia  $y(t)$  i macierzy  $A \ B \ C$  pozwala obliczyć wektor stanu  $x(t)$ .

**Asymptotyczny obserwator (estymator) stanu** Rozróżniamy obserwatory dokładne, które po zarejestrowaniu przebiegu  $y(t)$  na przedziale  $[0, T']$  odtwarzają stan dokładny  $x(T')$ . Można też budować obserwatory niedokładne, takie, które nie potrzebują pamięci i okna pomiarowego w przedziale  $[0, T']$ . Wykorzystując na bieżąco pomiar  $y(t)$  zwracają od razu  $\bar{x}(t)$ , gdzie  $\bar{x}(t)$  jest tylko estymatą stanu, ale gwarantującą, że:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} (x(t) - \bar{x}(t)) \rightarrow 0 \quad (30)$$

Kształt tych estymatorów ma postać równania różniczkowego:

$$\dot{\bar{x}}(t) = (A - GC)\bar{x}(t) + Bu(t) + Gy(t), \quad \bar{x}(0) = \bar{x}_0 \quad (31)$$

Aby można było zastosować estymator stanu, wpływ warunków początkowych na stan obiektu musi maleć z czasem, więc obiekt musi być stabilny asymptotycznie.

Szybkość zbieżności w obserwatorze nastawiamy w macierzy  $G$  (do dyspozycji projektanta). Estymatory asymptotyczne znane są pod nazwą obserwatora Luenbergera lub Kalmana-Bucy.

## 2 Nierozwiązane tematy

### 2.1 Jakie są główne własności regulatora typu LQR odmienne od regulatora PID

## 3 Zadania z zerówki - grupa A

### 3.1 Dwa zbiorniczki równoległe z tym samym wejściem

(w notatkach Yuijim, rozdział 5.6 układ 2 tyle że z wejściem  $K_u$ ).

1. napisać równanie dla każdego ze zbiorniczków zakładając powierzchnię  $P=1$  (gęstość powiedział że można pominąć, albo też przyjąć 1) dla wejścia  $Q(t)=K_u(t)$  (wyjścia były kolejno  $\lambda_1 x_1$  oraz  $\lambda_2 x_2$ , wysokości  $x_1$  i  $x_2$ )
2. narysować schemat blokowy wykorzystując człony całkujące
3. podać równanie stanu  $x(t)$ , wyjścia  $y(t)$  oraz macierze  $A, B, C$  dla wyjścia  $y(t)=x_1(t)-x_2(t)$

### 3.2 2. Co to jest transmitancja

(było podanych tak z 6 odpowiedzi, trzeba było wybrać dwie poprawne)

**3.3 3. Kryterium obserwowalności układu liniowego.**

**3.4 4. Jakie własności ma regulator LQR inne niż regulator PID.**

## **4 Zadania z zerówki - grupa B**

**4.1 Dwa zbiorniczki połączone szeregowo. Jakies tam dane.**

( był rysunek )

1. równanie stanu dla każdego ( $P=1$ )
2. schemat blokowy dla członów całkujących
3. podać macierze A,B,C przy założeniu, że  $y(t) = x_1(t)$

**4.2 Czym jest odpowiedź impulsowa (chyba?)**

a,b,c,d,e,f,g odpowiedzi - wybrać dwie

**4.3 Kryterium sterowalności.**

**4.4 Kryterium jakości doboru parametrów dla regulatorów PID**