

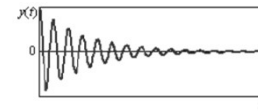


MECHATRONIKA STABILNOŚĆ SYSTEMÓW MECHATRONICZNYCH

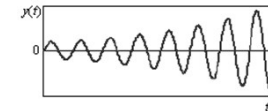
Pojęcie stabilności

- **Stabilność:** zdolność układu do przywracania równowagi w razie jej zakłócenia. Stabilność charakteryzuje właściwości dynamiczne układu, które są warunkiem jego prawidłowej pracy.

– jeżeli $y(t)$ jest miarą wytrącenia z poziomu równowagi to:



system stabilny



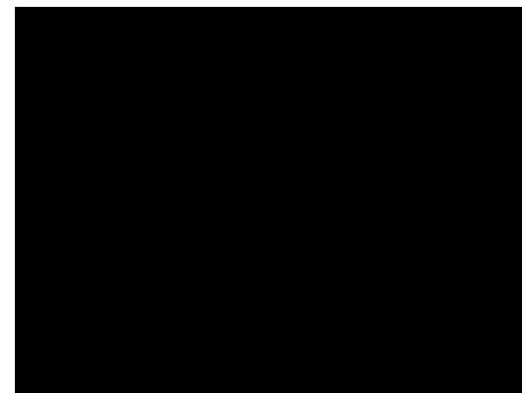
system niestabilny

Pojęcie stabilności

- **Destabilizacja:** wytrącenie ze stanu równowagi
 - sprzężenie w wzmacniaczach i układach nagłaśniających audio. Chodzi tu o charakterystyczny pisk w głośnikach wywołany zbliżeniem mikrofonu do głośnika. Mała odległość między mikrofonem a głośnikiem powoduje niestabilność systemu.
 - utrata stabilności mostu w wyniku podmuchów wiatru. Silne podmuchy wiatru mogą spowodować oscylacje mostu w wyniku, których jego konstrukcja może zostać naruszona.

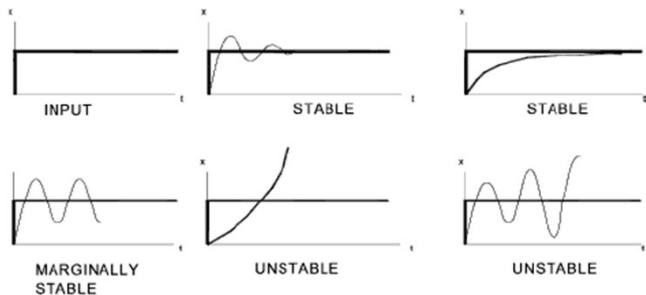
Pojęcie stabilności

- **Destabilizacja:** wytrącenie ze stanu równowagi



Pojęcie stabilności

Stabilność układu jest odnoszona do sygnału wejściowego:



5

Pojęcie stabilności

• Rodzaje stabilności:

- asymptotyczna – gdy układ po wytrąceniu ze stanu równowagi powraca do stanu równowagi poprzedniej
- zwykła – gdy układ po wytrąceniu ze stanu równowagi przyjmuje nowy stan równowagi różny od stanu równowagi poprzedniej

6

Warunki stabilności

• Transmitancja układu

$$G(s) = \frac{L(s)}{M(s)}$$

Przyrównując mianownik do zera otrzymujemy tzw. równanie charakterystyczne

$$a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_2 s^2 + a_1 s + a_0 = 0$$

którego rozwiązaniem jest n pierwiastków $s_{1,2 \dots n}$

7

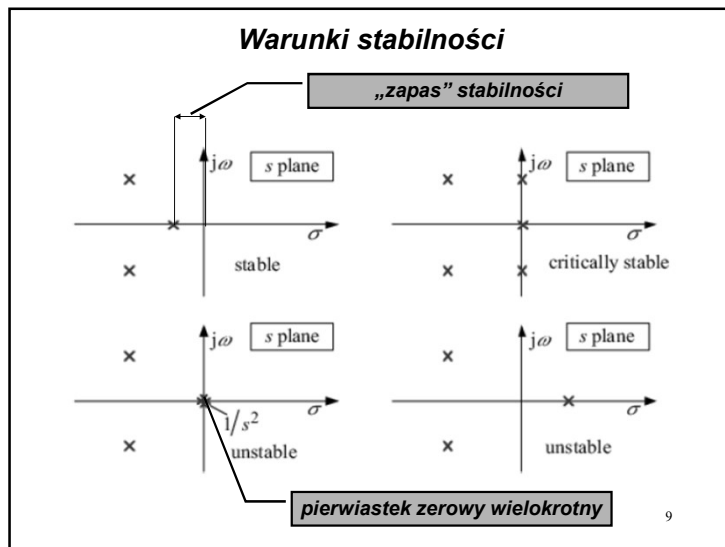
Warunki stabilności

• Warunki stabilności układu

- Stabilność asymptotyczna: wszystkie pierwiastki równania charakterystycznego (bieguny transmitancji) muszą znajdować się w lewej półpłaszczyźnie zmiennej zespolonej, czyli wszystkie pierwiastki rzeczywiste oraz wszystkie części rzeczywiste pierwiastków zespolonych powinny być ujemne
- Stabilność zwykła: pierwiastki równania charakterystycznego są rozmieszczone na płaszczyźnie zespolonej tak, że żaden z nich nie znajduje się w prawej półpłaszczyźnie, natomiast na osi urojonej występują pierwiastki pojedyncze (co najwyżej jeden równy zero).

w praktyce wymaga się aby układ był stabilny asymptotycznie

8



Kryteria oceny stabilności

Kryteria algebraiczne umożliwiają sprawdzenie czy układ jest asymptotycznie stabilny na podstawie zależności między współczynnikami równania charakterystycznego

$$M(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_2 s^2 + a_1 s + a_0$$

gdzie wszystkie współczynniki a_i dla $i = 0 \dots n$ są rzeczywiste.

10

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Wprowadzenie: dla równania różniczkowego 2-go stopnia

$$s^2 + a_1 s + a_0 = 0$$

Jeżeli to równanie ma pierwiastki (bieguny) stabilne $-a$ i $-b$, to

$$(s+a)(s+b) = 0$$

$$s^2 + (a+b)s + ab = 0$$

Z porównania równań i faktu $a > 0, b > 0$ wynika, że

$$a_1 = a + b > 0, \quad a_0 = ab > 0$$

11

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Twierdzenie pomocnicze:
Jeżeli $a_1 > 0$ oraz $a_0 > 0$, to układ regulacji, którego wielomianem charakterystycznym jest

$$s^2 + a_1 s + a_0 = 0$$

jest asymptotycznie stabilny.

a dalej można zapisać:
Jeżeli współczynniki a_2, a_1, a_0 mają ten sam znak, to układ regulacji, którego wielomianem charakterystycznym jest

$$a_2 s^2 + a_1 s + a_0 = 0$$

jest asymptotycznie stabilny.

12

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

• **Przykład**

wielomian charakterystyczny	stabilność
$s^2 + s + 1 = 0$	Takie same znaki - asymptotycznie stabilny
$s^2 + s - 1 = 0$	Różne znaki - niestabilny
$-s^2 + s - 1 = 0$	Różne znaki - niestabilny
$-s^2 - s - 1 = 0$	Takie same znaki - asymptotycznie stabilny

13

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

czy można twierdzić:

Jeżeli wszystkie współczynniki wielomianem charakterystycznego

$$a_n s^n + \dots + a_2 s^2 + a_1 s + a_0 = 0$$

są jednakowego znaku, to układ jest asymptotycznie stabilny.

Twierdzenie prawdziwe:

$$(s+1)(s+1)(s+1)(s+1)(s+1) = s^5 + 5s^4 + 10s^3 + 10s^2 + 5s + 1 = 0$$

Twierdzenie fałszywe:

$$(s+1)(s+1)(s+1)(s+i)(s-i) = s^5 + 3s^4 + 4s^3 + 3s + 1 = 0$$

Wniosek

Warunek na ten sam znak jest warunkiem koniecznym, ale nie dostatecznym.

14

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Dla wielomianu 3-go stopnia na granicy stabilności ($s=j\omega$):

$$a_3 s^3 + a_2 s^2 + a_1 s + a_0 =$$

$$a_3 (j\omega)^3 + a_2 (j\omega)^2 + a_1 (j\omega) + a_0 =$$

$$-a_3 j\omega^3 - a_2 \omega^2 + a_1 j\omega + a_0 =$$

$$(-a_2 \omega^2 + a_0) + j\omega(-a_3 \omega^2 + a_1) = 0$$

przy zerowaniu części rzeczywistej i urojonej:

$$\begin{cases} -a_2 \omega^2 + a_0 = 0 \\ j\omega(-a_3 \omega^2 + a_1) = 0 \end{cases} \quad \frac{a_0}{a_2} = \omega^2 = \frac{a_1}{a_3} \quad \Delta = \begin{vmatrix} a_0 & a_1 \\ a_2 & a_3 \end{vmatrix}$$

15

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Zapisując warunki dodatnich wartości współczynników w postaci wyznaczników dla wielomianów stopnia 1, 2 i 3:

$$\Delta_1 = |a_1| > 0 \quad \Delta_2 = \begin{vmatrix} a_1 & 0 \\ a_2 & a_0 \end{vmatrix} > 0$$

$$\Delta_3 = \begin{vmatrix} a_2 & a_0 & 0 \\ a_3 & a_1 & 0 \\ 0 & a_2 & a_0 \end{vmatrix} > 0$$

16

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Lub w postaci ogólnej (tzw. macierz Hurwitza)

$$H = \begin{bmatrix} a_{n-1} & a_n & 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-3} & a_{n-2} & a_{n-1} & a_n & \dots & 0 \\ a_{n-5} & a_{n-4} & a_{n-3} & a_{n-2} & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & \dots & a_0 & a_1 & a_2 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & a_0 \end{bmatrix}$$

17

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Twierdzenie Hurwitza:

Układ regulacji opisany równaniem charakterystycznym

$$M(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_2 s^2 + a_1 s + a_0$$

jest asymptotycznie stabilny (ma wszystkie pierwiastki w lewej półpłaszczyźnie płaszczyzny zespolonej s) wtedy i tylko wtedy, gdy wyznaczniki $\Delta_1, \dots, \Delta_n$ utworzone z macierzy Hurwitza są dodatnie.

18

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Algorytm postępowania:

1. Wyznaczamy transmitancję układu. Po przyrównaniu mianownika transmitancji do zera otrzymujemy równanie charakterystyczne stopnia n .
2. Sprawdzamy czy współczynniki a_i dla $i=0..n$ są tego samego znaku.
3. Wyznaczamy kolejne wyznaczniki Δ_i i sprawdzamy czy są większe od zera
4. Jeżeli obydwa warunki są spełnione układ jest stabilny.

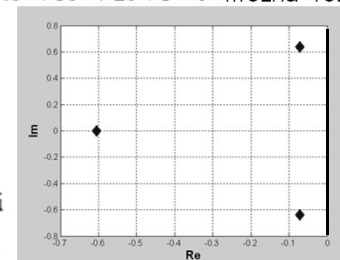
19

Ocena stabilności – kryterium Hurwitza

Kryterium Hurwitza ma znaczenie historyczne. Obecnie w zagadnieniach inżynierskich można zastosować pakiety obliczeniowe np. Matlab, Scilab (darmowy), Octave, SysQuake.

Bieguny równania $4s^3 + 3s^2 + 2s + 1 = 0$ można rozwiązać w MATLAB-ie:

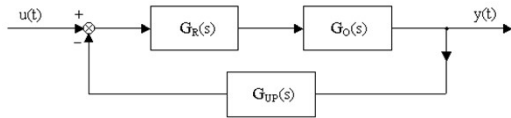
```
» roots([4 3 2 1])  
ans =  
-0.6058  
-0.0721 + 0.6383i  
-0.0721 - 0.6383i
```



20

Ocena stabilności – kryterium Nyquista

Kryterium Nyquista jest wykorzystywane do badania układów ze sprzężeniem zwrotnym (układów zamkniętych).



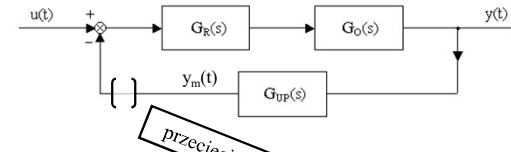
$$G_Z(s) = \frac{y(t)}{u(t)} = \frac{G_O(s) \cdot G_R(s)}{1 + G_O(s) \cdot G_R(s) \cdot G_{UP}(s)} = \frac{G_O(s) \cdot G_R(s)}{1 + G_{OT}(s)}$$

gdzie $G_O(s)$ -transmitancja obiektu
 $G_R(s)$ - transmitancja regulatora
 $G_{UP}(s)$ -transmitancja urządzenia pomiarowego
 $G_{OT}(s) = G_O(s) \cdot G_R(s) \cdot G_{UP}(s)$ – transmitancja układu otwartego

21

Ocena stabilności – kryterium Nyquista

Układ zamknięty: $G_Z(s) = \frac{y(t)}{u(t)} = \frac{G_O(s) \cdot G_R(s)}{1 + G_O(s) \cdot G_R(s) \cdot G_{UP}(s)} = \frac{G_O(s) \cdot G_R(s)}{1 + G_{OT}(s)}$



Układ otwarty:



$$G_{OT}(s) = G_O(s) \cdot G_R(s) \cdot G_{UP}(s)$$

22

Ocena stabilności – kryterium Nyquista

Kryterium Nyquista pozwala na badanie stabilności układu zamkniętego na podstawie przebiegu wykresu funkcji $G_O(j\omega)$ układu otwartego na płaszczyźnie zmiennej zespolonej.

W praktycznych zastosowaniach kryterium Nyquista jest szczególnie przydatne w przypadku, gdy układ otwarty jest stabilny.

Można wtedy korzystać z przebiegu charakterystyki $G_O(j\omega)$ układu otwartego zdjętej doświadczalnie, co pozwala na badanie stabilności także układu, którego opis matematyczny nie jest znany.

23

Ocena stabilności – kryterium Nyquista

Kryterium Nyquista:

1. Jeżeli układ otwarty jest stabilny asymptotycznie, to układ zamknięty jest stabilny asymptotycznie wówczas, gdy wykres charakterystyki amplitudowo-fazowej $G_O(j\omega)$ przy zmianach pulsacji ω od zera do ∞ nie obejmuje punktu $(-1, j0)$.
2. Jeżeli układ otwarty jest niestabilny i jego transmitancja ma l_0 biegunów w prawej półpłaszczyźnie to układ zamknięty jest stabilny wówczas, gdy wykres charakterystyki amplitudowo-fazowej $G_O(j\omega)$ przy zmianach pulsacji ω od zera do ∞ nie obejmuje punktu $(-1, j0)$

reguła lewej strony \rightarrow układ zamknięty jest stabilny, jeżeli przy wzroście ω od 0 do ∞ , punkt $(-1, j0)$ znajduje się w obszarze po lewej stronie wykresu

24

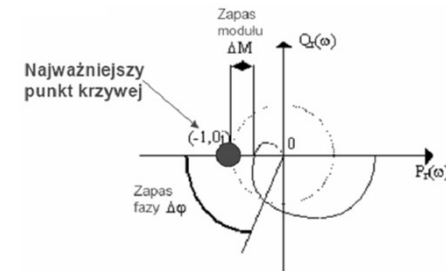
Ocena stabilności – kryterium Nyquista

Algorytm postępowania:

1. Wyznaczamy transmitancję $G_O(s)$ układu otwartego.
2. Podstawiamy $j\omega$ za s i otrzymujemy $G_O(j\omega)$ w postaci $G_O(j\omega) = Re + j Im$.
3. Wyznaczamy wartość ω dla której $Im G_O(j\omega)=0$, następnie sprawdzamy czy spełniony jest warunek $Re G_O(j\omega) > -1$, jeżeli warunek ten jest spełniony oznacza to że układ jest stabilny.

25

Ocena stabilności – kryterium Nyquista



Zapas wzmocnienia (modułu) jest wielkością wzmocnienia w decybelach (dB), która może być dodana do pętli nie powodując niestabilności.
Zapas fazy jest wartością czystego opóźnienia fazowego które dodane do pętli doprowadza go do niestabilności.

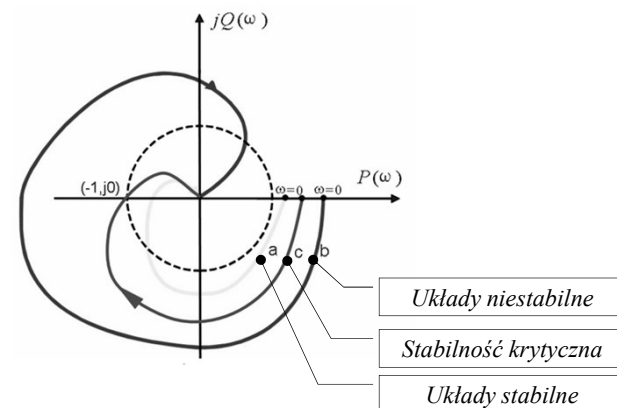
26

Ocena stabilności – kryterium Nyquista

- Kiedy wykres Nyquista nie przecina osi liczb rzeczywistych przy żadnej skończonej częstotliwości to wówczas zapas wzmocnienia jest nieskończony co oznacza, że teoretycznie wartość wzmocnienia pętli może być zwiększana do nieskończoności.
- Kiedy wykres Nyquista przechodzi przez punkt $(-1, j0)$, zapas wzmocnienia wynosi 0 dB, co oznacza, że wzmocnienie pętli nie może być zwiększane gdyż układ znajduje się na granicy stabilności.
- Kiedy przecięcie fazy znajduje się z lewej strony punktu $(-1, j0)$, zapas wzmocnienia jest ujemny i wzmocnienie pętli musi być zmniejszone aby uzyskać stabilność układu.

27

Ocena stabilności – kryterium Nyquista



28