

# Układy Regulacji Automatycznej

Politechnika Poznańska  
Instytut Automatyki i Robotyki

## ĆWICZENIE 1

CZĘSTOTLIWOŚCIOWE KRYTERIUM STABILNOŚCI NYQUIST'A.

Celem ćwiczenia jest analiza stabilności układów liniowych w oparciu o częstotliwościowe kryterium Nyquist'a. Ponadto ćwiczenie ma zapoznać z pojęciem zapasów stabilności (modułu i fazy) oraz ich określaniem na podstawie charakterystyk amplitudowo-fazowych (Nyquist'a) oraz logarytmicznych modułu i fazy (wykresy Bode'go).

### 1 Kryterium stabilności Nyquist'a

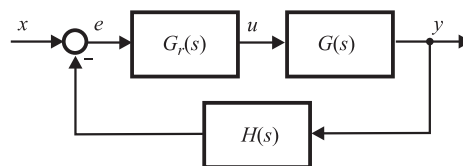
Kryterium Nyquist'a pozwala określić stabilność układu zamkniętego (z ujemnym sprzężeniem zwrotnym – rys. 1) na podstawie charakterystyk częstotliwościowych układu otwartego. Charakterystyki częstotliwościowe układu otwartego zazwyczaj można wyznaczyć eksperymentalnie, dlatego metoda Nyquist'a ma duże znaczenie praktyczne. Kryterium Nyquist'a brzmi następująco:

**Twierdzenie 1 (Kryterium Nyquist'a)** *Jeżeli układ otwarty jest stabilny asymptotycznie to układ zamknięty jest również stabilny asymptotycznie, wtedy i tylko wtedy, gdy charakterystyka amplitudowo-fazowa  $G_o(j\omega)$  układu otwartego przy zmianie pulsacji  $\omega$  od 0 do  $+\infty$  nie obejmuje punktu  $(-1, j0)$  (rys. 2).*

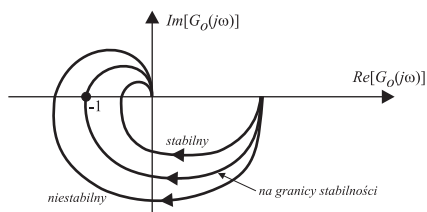
*Jeżeli układ otwarty jest niestabilny i jego transmitancja  $G_o(s)$  ma  $l$  biegunów w prawej półpłaszczyźnie zmiennej zespolonej  $s$ , to układ zamknięty jest stabilny wtedy i tylko wtedy, gdy charakterystyka amplitudowo-fazowa układu otwartego przy zmianie pulsacji  $\omega$  od 0 do  $+\infty$  obejmuje punkt  $(-1, j0)$   $l/2$  razy.*

Stabilność układu zamkniętego dogodnie jest sprawdzać na podstawie liczby przecięć charakterystyki  $G_o(j\omega)$  z osią rzeczywistą z lewej strony punktu  $(-1, j0)$ , gdzie dodatnimi nazywamy przejścia  $G_o(j\omega)$  z góry na dół (kąt przesunięcia  $\phi$  wzrasta), a ujemnymi z dołu do góry. Ponadto przyjmuje się także, że jeżeli krzywa  $G_o(j\omega)$  wychodzi przy  $\omega = 0$  z punktu położonego z lewej strony punktu  $(-1, j0)$  to w miejscu tym występuje połowa przecięcia  $G_o(j\omega)$  z osią rzeczywistą. Wówczas kryterium Nyquist'a można sformułować w sposób alternatywny:

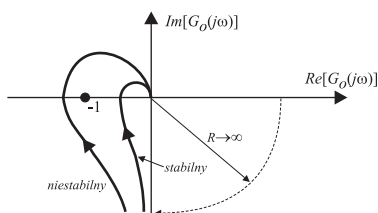
**Twierdzenie 2 (Alternatywne kryterium Nyquist'a)** *Jeżeli układ otwarty jest stabilny asymptotycznie to układ zamknięty jest również stabilny asymptotycznie, wtedy i tylko wtedy, gdy różnica*



Rysunek 1: Schemat blokowy URA.



Rysunek 2: Kryterium Nyquist'a w przypadku układów otwartych stabilnych.



Rysunek 3: Kryterium Nyquist'a w przypadku układów otwartych na granicy stabilności.

liczby przecięć dodatnich i ujemnych charakterystyki  $G_o(j\omega)$  z częścią osi rzeczywistej z lewej strony punktu  $(-1, j0)$  jest równa 0 przy zmianie pulsacji  $\omega$  od 0 do  $+\infty$ .

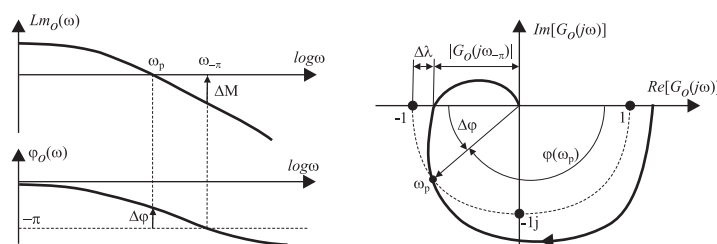
Jeżeli układ otwarty jest niestabilny i jego transmitancja  $G_o(s)$  ma  $l$  biegunów w prawej półpłaszczyźnie zmiennej zespolonej  $s$ , to układ zamknięty będzie stabilny wtedy i tylko wtedy, gdy różnica liczby przecięć dodatnich i ujemnych charakterystyki  $G_o(j\omega)$  z częścią osi rzeczywistej z lewej strony punktu  $(-1, j0)$  jest równa  $l/2$  przy zmianie pulsacji  $\omega$  od 0 do  $+\infty$ .

W przypadku układów otwartych na granicy stabilności<sup>1</sup> należy poprowadzić półokrąg o promieniu  $R \rightarrow \infty$  wychodząc z dodatniej części osi rzeczywistej do początku charakterystyki amplitudowo-fazowej układu otwartego (rys. 3).

- 1.1** W środowisku MATLAB zamodelować przedstawione poniżej transmitancje. Wykreślić charakterystyki amplitudowo-fazowe toru otwartego URA z rys. 1 (wykorzystać polecenie *lti-view*), gdzie poszczególne transmitancje  $G_r(s)$ ,  $G(s)$ ,  $H(s)$  przedstawiono poniżej (przyjąć  $k = 1$ ):

a)	$G_r(s) = k,$	$G(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2},$	$H(s) = 1,$
b)	$G_r(s) = k,$	$G(s) = \frac{1}{s^2 + 2s},$	$H(s) = \frac{1}{s + 0.5},$
c)	$G_r(s) = k,$	$G(s) = \frac{10}{s^2 + 2.5s + 1},$	$H(s) = \frac{1}{s + 1},$
d)	$G_r(s) = k(1 + 3s),$	$G(s) = \frac{1}{s^2 - 2s + 1},$	$H(s) = 1,$
e)	$G_r(s) = k,$	$G(s) = \frac{10s^2 + s + 1}{s^4 + 4s^3 + 5s^2 + 2s},$	$H(s) = \frac{1}{s}.$

<sup>1</sup>Czyli układów z pojedynczym biegunem zerowym.



Rysunek 4: Określanie zapasów stabilności na charakterystykach Bode'go i Nyquist'a

- Czy układ otwarty dla każdego z powyższych zestawów transmitancji jest stabilny (wykonać potrzebne obliczenia)?

Na podstawie otrzymanych charakterystyk amplitudowo-fazowych układów otwartych określić stabilność układu zamkniętego korzystając z kryterium Nyquist'a.

- Czy któryś z przedstawionych zestawów obiektów a) - e) gwarantuje strukturalną stabilność zamkniętego URA (odpowiedź uzasadnić)?

- 1.2 Dla każdego zestawu obiektów z punktu 1.1 zasymulować odpowiedź skokową zamkniętego URA (rys. 1).

- Czy uzyskane wyniki potwierdzają wnioski dotyczące stabilności wyciągnięte w oparciu o kryterium Nyquist'a?

- 1.3 Zbadać wpływ wartości wzmocnienia  $k$  transmitancji regulatora na stabilność zamkniętego URA w każdym z zestawów obiektów a) - e) z punktu 1.1.

- Czy zwiększenie wzmocnienia układu otwartego zmniejsza czy zwiększa stabilność układu zamkniętego?

## 2 Zapasy stabilności

Zapasy stabilności stanowią miarę *oddalenia* układu zamkniętego od granicy stabilności. Odpowiednie zapasy stabilności określa się następująco:

**Definicja 1 (Zapas wzmocnienia modułu)** *Zapas wzmocnienia modułu<sup>2</sup>  $\lambda$  jest to krotność o którą można zwiększyć wzmocnienie układu otwartego (bez zmiany przesunięcia fazowego), aby układ zamknięty znalazł się na granicy stabilności:*

$$\lambda = \frac{1}{|G_o(j\omega_{-\pi})|} \Rightarrow M = 20 \log \lambda [dB].$$

**Definicja 2 (Zapas fazy)** *Zapas fazy  $\Delta\phi$  jest to wartość przesunięcia fazowego, które można dodatkowo wprowadzić w układzie otwartym (bez zmiany wzmocnienia), aby układ zamknięty znalazł się na granicy stabilności:*

$$\Delta\phi = \phi(\omega_p) + \pi.$$

Sposób określania zapasów stabilności na charakterystykach Nyquist'a oraz Bode'go został pokazany na rys. 4.

<sup>2</sup>Uwaga: zapasu wzmocnienia modułu  $\lambda$  nie należy mylić z zapasem modułu  $\Delta\lambda$ , który definiuje się jako  $\Delta\lambda = 1 - |G_o(j\omega_{-\pi})|$ .

**2.1** Wyznaczyć charakterystyki Bode'go i Nyquist'a toru otwartego URA z rys. 1 dla wszystkich zestawów transmitancji a) - e) podanych w punkcie 1.1 i przeanalizować występujące zapasy stabilności.

- Jaki jest wpływ wartości wzmocnienia  $k$  na zapasy stabilności (wykreślić stosowne charakterystyki w funkcji wartości wzmocnienia  $k$  przyjmując  $k = \{0.5, 2, 5\}$ )?
- Czy zmiana wartości zapasów stabilności wpływa na charakter stanów przejściowych w odpowiedzi skokowej zamkniętego URA (wykonać stosowne symulacje)?

**2.2** Dana jest transmitancja toru otwartego pewnego URA  $G_o = \frac{k}{(2s+1)^3}$ . Wyznaczyć analitycznie wartość wzmocnienia  $k$ , tak aby zapas wzmocnienia modułu wynosił 6dB.

- Ile wynosi zapas fazy dla podanej transmitancji i wyliczonego wzmocnienia  $k$ ?

Wykreślić charakterystyki częstotliwościowe Bode'go i Nyquist'a transmitancji  $G_o$  dla wyliczonej wartości wzmocnienia  $k$ .

- Czy uzyskane wyniki (uzyskane zapasy stabilności) są zgodne z wykonanymi obliczeniami analitycznymi?

□