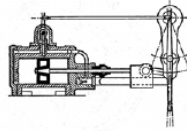


Chapitre 5

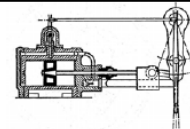


Stabilité des systèmes

Aymeric Histace

1

Plan

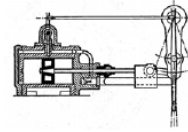


- 1. Condition générale de stabilité
- 2. Critère de Routh-Hurwitz
- 3. Critère simplifié de Nyquist (critère du revers)

Aymeric Histace

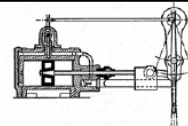
2

Plan



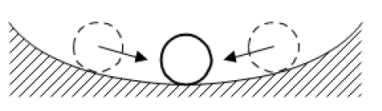
- 1. Condition générale de stabilité
- 2. Critère de Routh-Hurwitz
- 3. Critère simplifié de Nyquist (critère du revers)

Condition générale

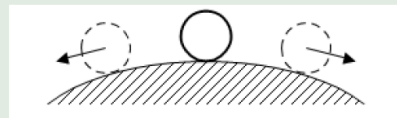


- Définition

Un système est stable s'il retourne naturellement vers son état d'équilibre après en avoir été écarté.

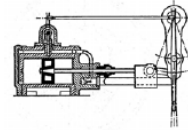


Système **stable**



Système **instable**

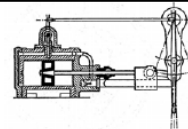
Condition générale



■ Définitions :

- **Stabilité :** retour à la position d'équilibre de départ *[apériodique ou oscillatoire]*
- **Instabilité :** système s'éloignant infiniment de la position d'équilibre *[apériodique ou oscillatoire]*
- **Limite de stabilité :** système dans un voisinage fini de la position d'équilibre *[astable ou juste oscillant]*

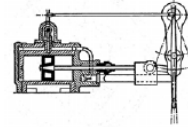
Condition générale



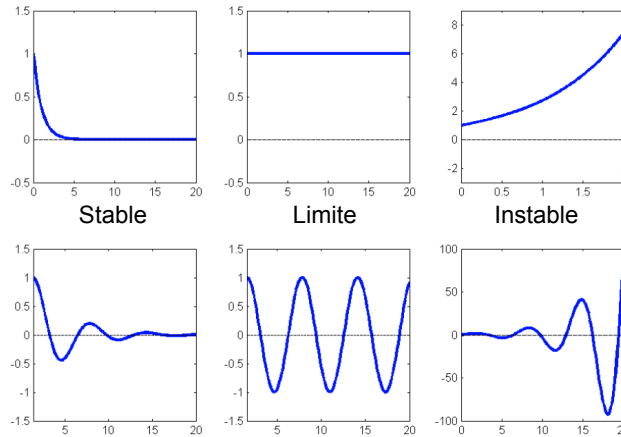
■ Conditions Nécessaires et Suffisantes

- Un système linéaire est stable lorsque :
 - Sa réponse indicielle prend une valeur finie en régime permanent ;
 - Sa réponse impulsionnelle tend vers 0 ;
 - Sa réponse à une sinusoïde est une sinusoïde d'amplitude finie

Condition générale



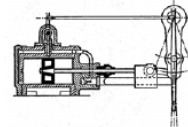
■ Exemples



Aymeric Histace

7

Condition générale



■ Exemple d'un système instable



Le pont Tacoma Narrows
(au Puget Sound, Washington, USA)
au moment où les oscillations ont
commencé.

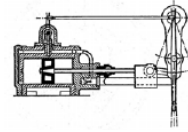


Le pont Tacoma Narrows
au moment de la catastrophe.

NOTE:

Le pont était ouvert au trafic le 1 juillet 1940. Il oscillait à chaque fois que le vent se levait. Après 4 mois (i.e. 7 novembre 1940), un vent a produit des oscillations qui augmentèrent en amplitude jusqu'à la l'effondrement du pont.

Condition générale

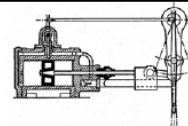


■ Définition mathématique (1) :

- Un système est stable si et seulement si sa réponse impulsionnelle tend vers 0 lorsque t tend vers l'infini :

$$\lim_{t \rightarrow \infty} s_{imp}(t) = h(t) = 0$$

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

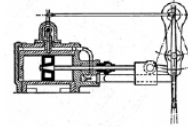
- Soit T la fonction de transfert d'un système industriel. Alors :

$$T(p) = \frac{N(p)}{D(p)}$$

Numérateur
caractérisé par
des **zéros**

Dénominateur
caractérisé par
des **pôles**

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

- La réponse impulsionnelle est alors donnée par

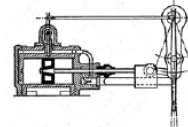
$$s_{imp}(t) = h(t) = L^{-1}\{T(p)\}$$

- Décomposition en éléments simples

$$T(p) = \frac{N(p)}{(p-p_1)(p-p_2)\dots(p-p_n)} = \sum_i^n \frac{A_i}{p-p_i}$$

avec les p_i les pôles de \underline{T}

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

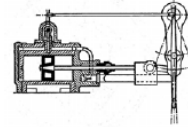
- Et donc

$$L^{-1}\{T(p)\} = h(t) = \sum_{i=1}^n e^{p_i t}$$

- Les p_i sont de nature complexe

$$h(t) = \sum_{i=1}^n e^{\operatorname{Re}(p_i)t} e^{j\operatorname{Im}(p_i)t} = \sum_{i=1}^n e^{\sigma_i t} e^{j\omega_i t}$$

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

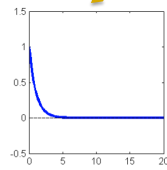
$$h(t) = \sum_{i=1}^n$$

$$e^{\sigma_i t}$$

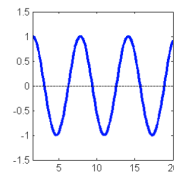
×

$$e^{j\omega_i t}$$

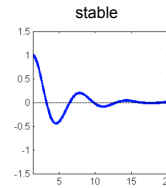
$$\sigma_i < 0$$



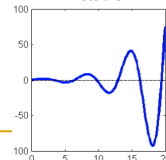
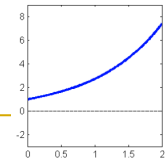
×



=



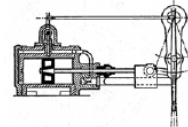
$$\sigma_i > 0$$



Aymeric Histace

13

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

- On en déduit donc le critère de stabilité suivant :

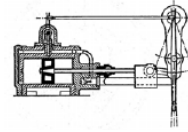
Un système (linéaire) est stable si et seulement si tous ses pôles sont à partie réelle strictement négative

$$\boxed{\text{Re}(p_i) < 0}$$

Aymeric Histace

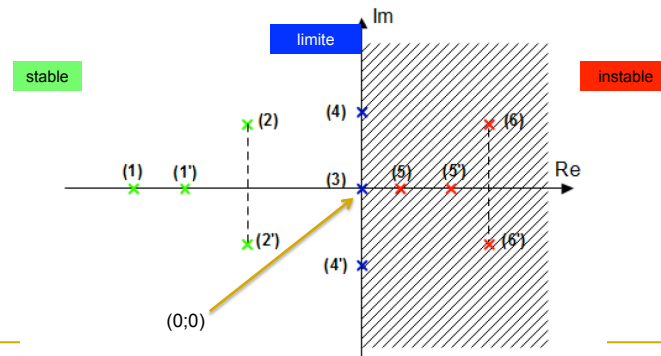
14

Condition générale



■ Conséquences sur les pôles de la FT

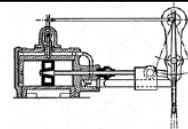
- Lieu des pôles (lieu d'Evans):



Aymeric Histace

15

Condition générale



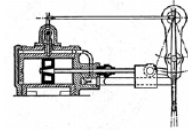
■ Remarques

- Ces critères de stabilité restent difficiles à utiliser en pratique en particulier pour les systèmes d'ordre élevé (calcul des pôles)
- On préférera alors soit **le critère algébrique de Routh-Hurwitz** lorsque la T_{BF} est connue
- **Le critère du revers** (Nyquist simplifié) lorsque seule la T_{BO} est connue

Aymeric Histace

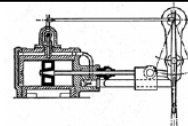
16

Plan



- 1. Condition générale de stabilité
- 2. **Critère de Routh-Hurwitz**
- 3. Critère simplifié de Nyquist (critère du revers)

Critère de Routh-Hurwitz



- **Principe :**

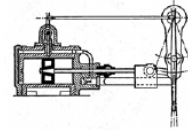
$$T(p) = \frac{N(p)}{D(p)}$$

Numérateur
caractérisé par
des **zéros**

Dénominateur
caractérisé par
des **pôles**

- On appelle critère de Routh le critère algébrique permettant **d'évaluer la stabilité d'un système à partir des coefficients du dénominateur D(p)** de sa fonction de transfert (en boucle fermée pour les systèmes asservis)

Critère de Routh-Hurwitz



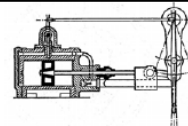
■ Principe :

- Ce critère est issu d'une méthode qui permet de décompter le nombre de racines à partie réelle positive ou nulle du polynôme $D(p)$.

$$D(p) = a_0 + a_1p + a_2p^2 + \dots + a_{n-1}p^{n-1} + a_np^n$$

- Il s'applique en **deux temps et ne nécessite pas le calcul des pôles.**

Critère de Routh-Hurwitz



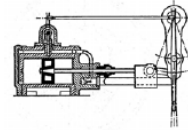
■ 1^{re} partie du critère

- Tous les coefficients a_i de D doivent être de même signe et non nuls

$$D(p) = a_0 + a_1p + a_2p^2 + \dots + a_{n-1}p^{n-1} + a_np^n$$

- **Dans le cas contraire le système est instable.**

Critère de Routh-Hurwitz



■ 2^{de} partie du critère :

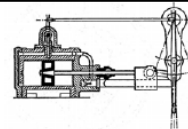
- On construit le tableau suivant :

Soit $D(p) = a_n \cdot p^n + a_{n-1} \cdot p^{n-1} + \dots + a_1 \cdot p + a_0$, avec $a_n > 0$.

p^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	...	a_2	a_0	}	...	a_3	a_1
p^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	...	a_1			}	...	a_2
p^{n-2}	b_{n-2}	b_{n-4}	b_{n-6}	...	<i>si n pair</i>		}		...	<i>si n impair</i>
p^{n-3}	c_{n-3}							
...								
p^1								
p^0	...									

Première colonne, dite des pivots

Critère de Routh-Hurwitz



■ 2^{de} partie du critère :

- On construit le tableau suivant :

Soit $D(p) = a_n \cdot p^n + a_{n-1} \cdot p^{n-1} + \dots + a_1 \cdot p + a_0$, avec $a_n > 0$.

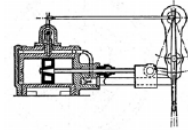
p^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	...	a_2	a_0	}	...	a_3	a_1
p^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	...	a_1			}	...	a_2
p^{n-2}	b_{n-2}	b_{n-4}	b_{n-6}	...	<i>si n pair</i>		}		...	<i>si n impair</i>
p^{n-3}	c_{n-3}							
...								
p^1								
p^0	...									

Première colonne, dite des pivots

La première ligne contient les coefficients des termes en p^{n-2k} , dans l'ordre des puissances décroissantes.

La deuxième ligne contient les coefficients des termes en p^{n-1-2k} , et se termine suivant la parité de n .

Critère de Routh-Hurwitz



2^{de} partie du critère :

- On construit le tableau suivant :

Soit $D(p) = a_n \cdot p^n + a_{n-1} \cdot p^{n-1} + \dots + a_1 \cdot p + a_0$, avec $a_n > 0$.

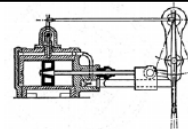
p^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	...	a_2	a_0	}	...	a_3	a_1
p^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	...	a_1				...	a_2
p^{n-2}	b_{n-2}	b_{n-4}	b_{n-6}	...	<i>si n pair</i>		}	<i>si n impair</i>		
p^{n-3}	c_{n-3}							
...								
p^1								
p^0	...									

Première colonne, dite des pivots

La première ligne contient les coefficients des termes en p^{n-2k} , dans l'ordre des puissances décroissantes.

La deuxième ligne contient les coefficients des termes en p^{n-1-2k} , et se termine suivant la parité de n.

Critère de Routh-Hurwitz



2^{de} partie du critère :

- On construit le tableau suivant :

Soit $D(p) = a_n \cdot p^n + a_{n-1} \cdot p^{n-1} + \dots + a_1 \cdot p + a_0$, avec $a_n > 0$.

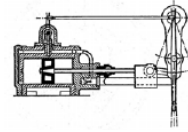
p^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	...	a_2	a_0	}	...	a_3	a_1
p^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	...	a_1				...	a_2
p^{n-2}	b_{n-2}	b_{n-4}	b_{n-6}	...	<i>si n pair</i>		}	<i>si n impair</i>		
p^{n-3}	c_{n-3}							
...								
p^1								
p^0	...									

Première colonne, dite des pivots

Les 2 premières lignes sont donc renseignées d'après le polynôme D .

Pas de calculs !

Critère de Routh-Hurwitz



2nde partie du critère :

- Les coefficients des lignes suivantes se calculent sous forme de déterminant:

$$b_{n-2} = \frac{-1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}$$

$$c_{n-3} = \frac{-1}{b_{n-2}} \begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-3} \\ b_{n-2} & b_{n-4} \end{vmatrix}$$

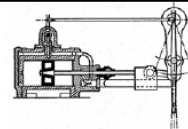
$$b_{n-i} = \frac{-1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-i} \\ a_{n-1} & a_{n-i-1} \end{vmatrix}$$

$$c_{n-j} = \frac{-1}{b_{n-2}} \begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-j} \\ b_{n-2} & b_{n-j-1} \end{vmatrix}$$

- Rappel :** $\begin{vmatrix} a & b \\ c & d \end{vmatrix} = a \times d - c \times b$

- Si nécessaire, une case vide est prise égale à zéro.

Critère de Routh-Hurwitz



Condition de stabilité :

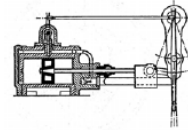
- Le système est stable si et seulement si tous les termes de la première colonne (colonne du pivot) sont strictement positifs.

Soit $D(p) = a_n p^n + a_{n-1} p^{n-1} + \dots + a_1 p + a_0$, avec $a_n > 0$.

p^n	a_n	a_{n-2}	a_{n-4}	...	a_2	a_0	} ... a_3 a_1
p^{n-1}	a_{n-1}	a_{n-3}	a_{n-5}	...	a_1	a_0	
p^{n-2}	b_{n-2}	b_{n-4}	b_{n-6}	...	} <i>si n pair</i>		} ... <i>si n impair</i>
p^{n-3}	c_{n-3}	}		
...	}		
p^1	}		
p^0	}		

Première colonne, dite des pivots

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2; \quad b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5; \quad c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

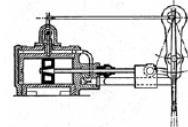
$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système stable

Aymeric Histace

27

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2; \quad b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5; \quad c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

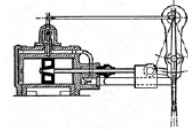
$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système stable

Aymeric Histace

28

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

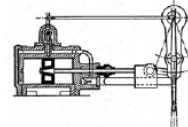
$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2; \quad b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5; \quad c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2; \quad b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

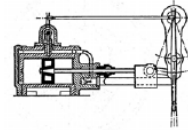
$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5; \quad c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système stable

Case vide remplacée par un zéro pour les calculs

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

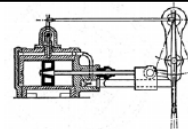
$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0;$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

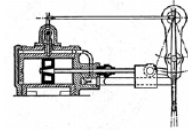
$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0;$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



Exemple 1 :

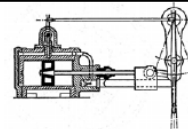
$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

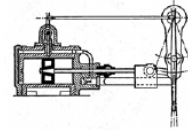
p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

$$b_2 = \frac{-1 \times (1 \times 1 - 1 \times 3)}{1} = 2$$

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

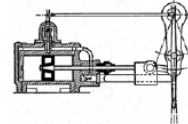
$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	0	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

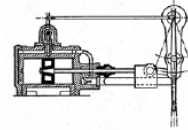
$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	0	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

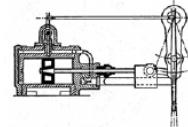
$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

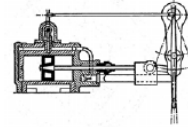
p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$	$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$	$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$	

En conclusion : Système stable

$$b_0 = \frac{-1 \times (1 \times 0 - 1 \times 1)}{1} = 1$$

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

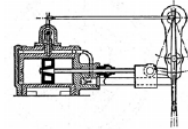
$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0;$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

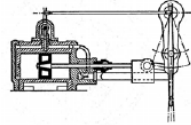
$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0;$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ **Exemple 1 :**

$D(p) = p^4 + p^3 + 3.p^2 + p + 1$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

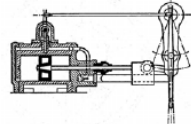
$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$
 $b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
 $c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$
 $c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
 $d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$

En conclusion : Système stable

$c_1 = \frac{-1 \times (1 \times 1 - 2 \times 1)}{2} = 0,5$

Aymeric Histace 41

Critère de Routh-Hurwitz



■ **Exemple 1 :**

$D(p) = p^4 + p^3 + 3.p^2 + p + 1$

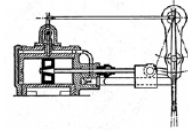
p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$
 $b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$
 $c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$
 $c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$
 $d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$

En conclusion : Système stable

Aymeric Histace 42

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

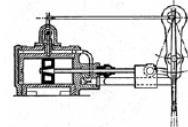
$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

En conclusion : Système stable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 1 :

$$D(p) = p^4 + p^3 + 3p^2 + p + 1$$

p^4	1	3	1
p^3	1	1	0
p^2	2	1	0
p^1	0,5	0	
p^0	1		

$$b_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} = 2;$$

$$c_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 0,5;$$

$$d_0 = \frac{-1}{0,5} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 0,5 & 0 \end{vmatrix} = 1;$$

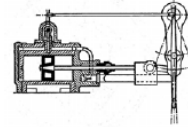
$$b_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$c_{-1} = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 2 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

En conclusion : Système stable

(1) Tous les coefficients de la colonne du pivot sont positifs (2)

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 2 :

$$D_1(p) = p^5 + 2.p^4 + 3.p^3 + 4.p^2 + 3.p + 1$$

p^5	1	3	3
p^4	2	4	1
p^3	1	2,5	0
p^2	-1	1	0
p^1	3,5	0	
p^0	1		

$$b_3 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 4 \end{vmatrix} = 1; \quad b_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 2,5$$

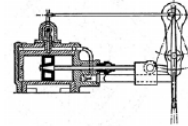
$$c_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 2 & 4 \\ 1 & 2,5 \end{vmatrix} = -1; \quad c_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$d_1 = \frac{-1}{-1} \begin{vmatrix} 1 & 2,5 \\ -1 & 1 \end{vmatrix} = 3,5; \quad d_{-1} = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

$$e_0 = \frac{-1}{3,5} \begin{vmatrix} -1 & 1 \\ 3,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système instable

Critère de Routh-Hurwitz



■ Exemple 2 :

$$D_1(p) = p^5 + 2.p^4 + 3.p^3 + 4.p^2 + 3.p + 1$$

p^5	1	3	3
p^4	2	4	1
p^3	1	2,5	0
p^2	-1	1	0
p^1	3,5	0	
p^0	1		

$$b_3 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 4 \end{vmatrix} = 1; \quad b_1 = \frac{-1}{2} \begin{vmatrix} 1 & 3 \\ 2 & 1 \end{vmatrix} = 2,5$$

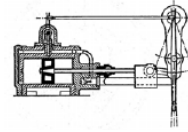
$$c_2 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 2 & 4 \\ 1 & 2,5 \end{vmatrix} = -1; \quad c_0 = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 2 & 1 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

$$d_1 = \frac{-1}{-1} \begin{vmatrix} 1 & 2,5 \\ -1 & 1 \end{vmatrix} = 3,5; \quad d_{-1} = \frac{-1}{1} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 0 \end{vmatrix} = 0$$

$$e_0 = \frac{-1}{3,5} \begin{vmatrix} -1 & 1 \\ 3,5 & 0 \end{vmatrix} = 1$$

En conclusion : Système instable

Critère de Routh-Hurwitz



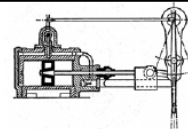
■ Avantage

- Pas besoin de calculer les pôles de la fonction de transfert

■ Inconvénients :

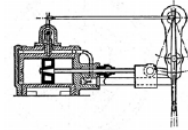
- Peut devenir calculatoire pour des ordres élevés
- Nécessite pour les systèmes asservis la connaissance de la T_{BF} .

Plan



- 1. Condition générale de stabilité
- 2. Critère de Routh-Hurwitz
- 3. Critère simplifié de Nyquist (critère du revers)

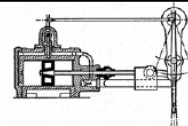
Critère du revers



■ Principe :

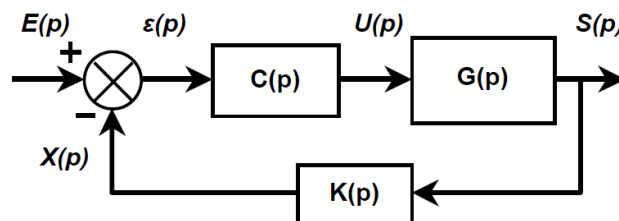
- Statuer sur la stabilité d'un système asservi par la seule connaissance de sa T_{BO}
- Il s'agit d'un critère graphique nécessitant le tracé d'un des lieux suivants pour être appliqué :
 - Nyquist
 - Black
 - Bode

Critère du revers



■ Principe :

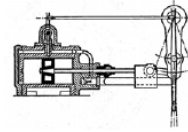
- Soit le système asservi suivant :



Alors :

$$T_{BF}(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{C(p)G(p)}{1 + C(p)G(p)K(p)}$$

Critère du revers



■ Principe :

- La stabilité dépend des pôles de la T_{BF} donc des racines de l'équation :

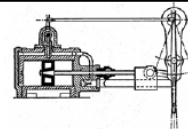
$$1 + T_{BO}(p) = 0$$

- soit

$$T_{BO}(p) = -1 \quad \text{ou} \quad T_{BO}(j\omega) = -1$$

en régime harmonique

Critère du revers



■ Principe :

- La stabilité dépend des pôles de la T_{BF} donc des racines de l'équation :

$$1 + T_{BO}(p) = 0$$

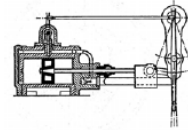
- soit

$$T_{BO}(p) = -1 \quad \text{ou} \quad T_{BO}(j\omega) = -1$$

en régime harmonique

$-1+0j$

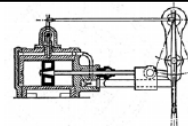
Critère du revers



■ Principe :

- On peut donc statuer sur la stabilité de la T_{BF} en étudiant **le lieu graphique de la T_{BO} par rapport au point de coordonnées (-1;0)** en régime harmonique (lieu de Nyquist)
- Le point de coordonnées (-1;0) dans le lieu de Nyquist est appelé **point critique**

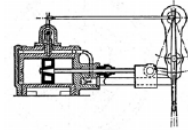
Critère du revers



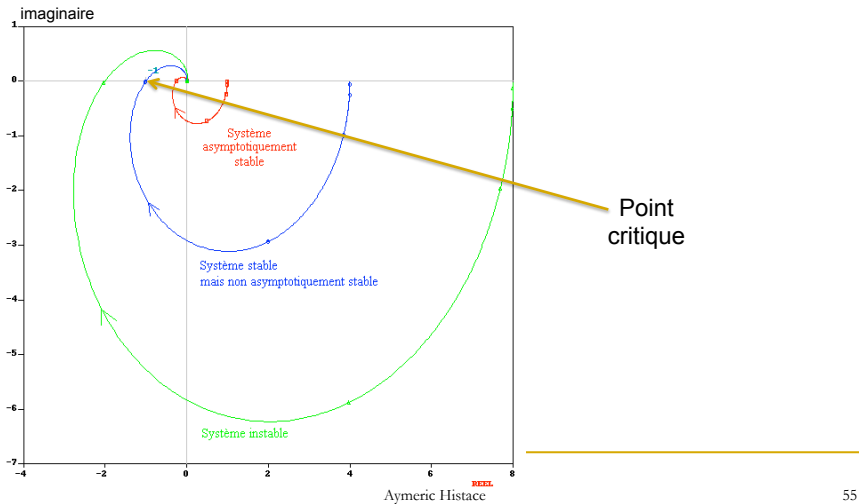
■ Enoncé du critère (lieu de Nyquist)

Un système en boucle fermée est asymptotiquement stable si et seulement si le lieu de Nyquist de la T_{BO} , **parcouru dans le sens des ω croissants**, laisse le point critique à **gauche**.

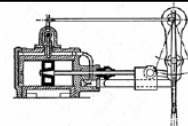
Critère du revers



■ Illustrations



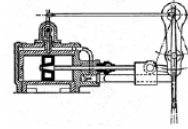
Critère du revers



■ Enoncé du critère

- En pratique, il est plus simple d'appliquer le critère sur le diagramme de Black (construction souvent plus simple que Nyquist)
- Les coordonnées du point critique sont alors **(-180°;0dB)**
- L'énoncé du critère est alors la suivante :

Critère du revers



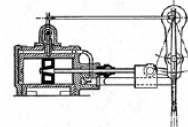
■ Enoncé du critère (lieu de Nyquist)

Un système en boucle fermée est asymptotiquement stable si et seulement si le lieu de Black de la FTBO, **parcouru dans le sens des ω croissants**, laisse le point critique à **droite**.

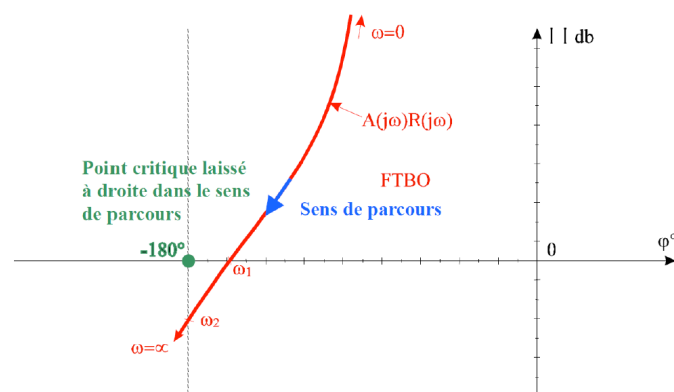
Aymeric Histace

57

Critère du revers



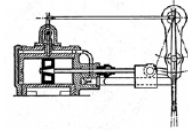
■ Illustration



Aymeric Histace

58

Critère du revers



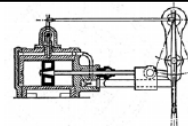
■ Dans le lieu de Bode

- Le point critique correspond à 2 horizontales :
 - L'horizontale à 0 dB en gain
 - L'horizontale à -180° en phase

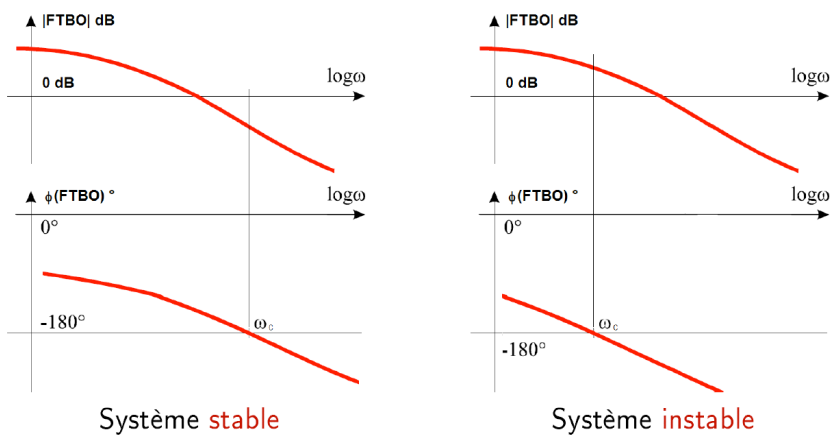
CNS de stabilité : critère du revers

Soit ω_c la pulsation critique pour laquelle $\varphi(FTBO(\omega_c)) = -180^\circ$.
Le système est stable si et seulement si le gain en ce point est inférieur à 1 (ou 0 dB)

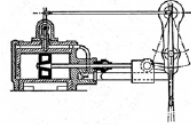
Critère du revers



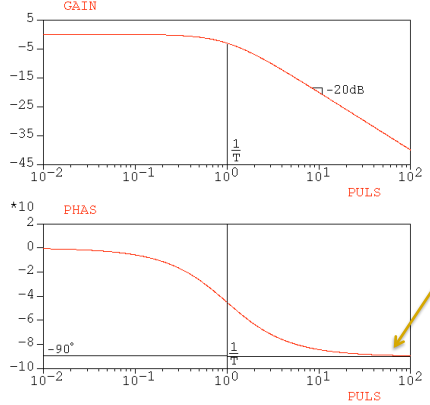
■ Illustrations



Critère du revers



- **Rq sur les systèmes d'ordre 1 et 2 :**
 - **Bode d'un premier ordre**



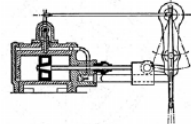
La phase tend asymptotiquement vers -90°

↓

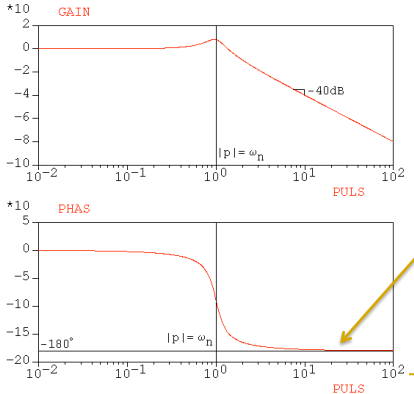
Toujours stable en BF

Aymeric Histace 61

Critère du revers



- **Rq sur les systèmes d'ordre 1 et 2 :**
 - **Bode d'un premier ordre**



La phase tend asymptotiquement vers -180°

↓

Mathématiquement toujours stable en BF (pas forcément vrai en pratique !!)

Aymeric Histace 62