

APRECIEREA ROBUSTEȚEI SISTEMELOR AUTOMATE

Prof. dr. ing . Sorin Larionescu - UTCB

Sistemele automate moderne au structuri și algoritmi de conducere noi care permit obținerea unor performanțe mai bune. Studiarea și proiectarea lor se face pe baza unui model teoretic – schema bloc care depinde de tipul instalației, metoda de proiectare folosită și performanțele acceptate.

În mod tradițional sistemele automate sunt proiectate pe baza unui model liniar cu o singură intrare și o singură ieșire *SISI*. O schema bloc folosită frecvent la proiectarea sistemelor automate este prezentată în figura 1. Modelul fiind liniar cele două intrări pot fi

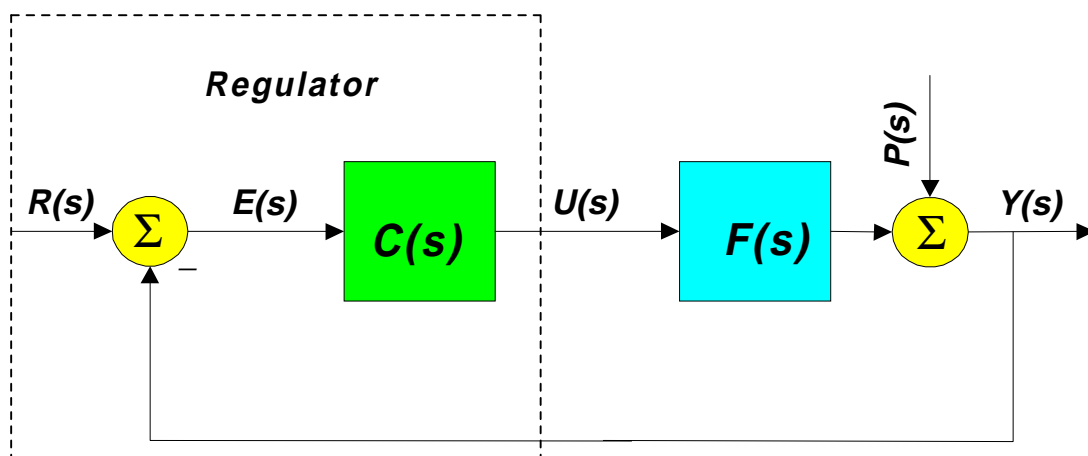


Fig. 1 Schema bloc pentru proiectarea unui sistem automat.

considerate separat rezultând un model *SISI* în regim de urmărire cu intrarea $R(s)$ și un model *SISI* în regim de reglare cu intrarea $P(s)$.

Funcția de transfer a părții fixe a instalației este $F(s)$ iar $C(s)$ este funcția de transfer a compensatorului erorii din regulator. Blocul $F(s)$ cuprinde elementul de execuție, procesul din instalație automatizat și traductorul. Deci ieșirea $Y(s)$ a sistemului automat este în același timp și ieșirea traductorului. Intrările în sistemul automat sunt referința $R(s)$ și perturbația $P(s)$.

Eroarea $E(s)$ și mărimea de comandă $U(s)$ sunt semnale interne importante ale sistemului automat. Regulatorul automat este format din comparator și compensatorul erorii.

Folosirea unui regulator automat la conducerea instalației prin închiderea buclei de reacție negativă conduce la obținerea sistemului automat din figura 1. Instalația automatizată are caracteristici remarcabile. Efectul perturbației $P(s)$ este înlăturat în mare măsură, funcționarea este mai liniară și sensibilitatea instalației la modificarea parametrilor este scăzută. Sistemul automat răspunde mai rapid la semnalele de intrare. Prețul plătit pentru aceste beneficii ale automatizării constă în posibilitatea ca sistemul automat să devină instabil. Din această cauză rezerva de stabilitate, sau *robustețea* sistemului, este performanța sa cea mai importantă.

Abordarea clasică în aprecierea robusteții unui sistem automat *SISI* folosește indicatorii *marginea de amplificare MA* și *marginea de fază¹ MF*. Din păcate există situații în care acești indicatori nu dau informații corecte. Un exemplu va lămurii situația.

În figura 1 să considerăm funcția de transfer (1) pentru partea fixă² a instalației și funcția de transfer (2) pentru compensatorul PID cu filtrare³.

$$F(s) = \frac{e^{-0,4s}}{(s+1)^4} \quad (1)$$

$$C(s) = 1,195 \left(1 + \frac{1}{3,23s} + 2,3s \right) \frac{1}{0,2s+1} \quad (2)$$

Dacă notăm cu $L(s)$ funcția de transfer (3) a sistemului cu *bucla deschisă*, atunci marginea de amplificare *MA* și marginea de fază *MF* pot fi determinate pe diagrama Nyquist a lui $L(j\omega)$ din figura 2.

$$L(s) = C(s)F(s) \quad (3)$$

Marginea de amplificare *MA* este inversul distanței de la origine la punctul de intersecție a hodografului⁴ lui $L(j\omega)$ cu axa reală și reprezintă factorul cu care trebuie înmulțit modulul lui $L(j\omega)$ pentru ca sistemul automat să devină instabil⁵.

Marginea de fază *MF* este unghiul dintre axa reală negativă și dreapta care unește originea cu punctul de intersecție a cercului unitar⁶ cu hodograful lui $L(j\omega)$. Marginea de fază reprezintă defazajul suplimentar al lui $L(j\omega)$ pentru ca sistemul automat să devină instabil.

S-au stabilit empiric regulile (4) și (5) pentru robustețea sistemului automat⁷.

¹ Rezerva de amplificare, rezerva de fază.

² Elementul de execuție, procesul condus și traductorul.

³ Pentru a fi realizabil fizic.

⁴ Curba funcției de transfer gradată în frecvențe (pulsajii). Această reprezentare se mai numește *șiloc (hodograf) Nyquist*.

⁵ Hodograful lui $L(j\omega)$ să treacă prin punctul de coordonate $(-1, j0)$.

⁶ Cercul cu raza $R=1$.

⁷ Sistemul cu bucla închisă.

$$MA \geq 2 \quad (4)$$

$$MF \geq 30^\circ \quad (5)$$

Pentru exemplul considerat rezultă din figura 2 o margine de amplificarea $MA=2,03$ și o margine de fază $MF=83,5^\circ$. Conform regulilor empirice (4) și (5) sistemul automat este robust. Totuși, se observă în figura 2 că hodograful lui $L(j\omega)$ se apropie în mod periculos de *punctul critic* $(-1, j0)$. Un indicator mai bun al robusteții îl constituie deci această distanță minimă, numită margine de modul MM , dintre hodograful lui $L(j\omega)$ și punctul critic.

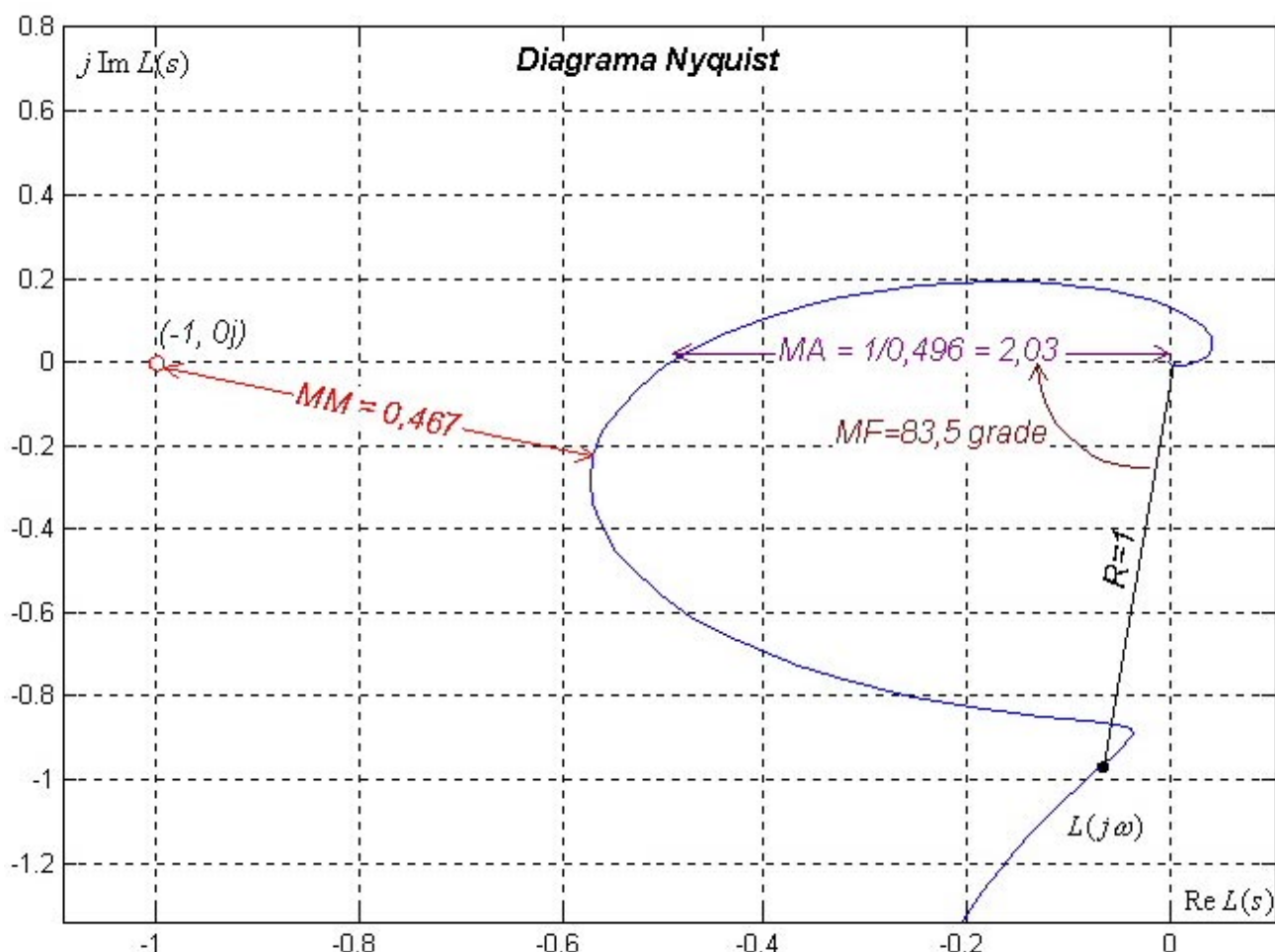


Fig. 2 Determinarea marginii de amplificarea MA , marginii de fază MF și a marginii de modul MM .

Marginea de modul MM este raza cecului cu centrul în punctul critic $(-1, j0)$ și tangent la hodograful lui $L(j\omega)$. Vectorul care unește punctul critic $(-1, j0)$ cu punctul cel mai apropiat de pe hodograful lui $L(j\omega)$ are modulul dat de relația (6)

$$MM = |1 + L(j\omega)|_{\min} \quad (6)$$

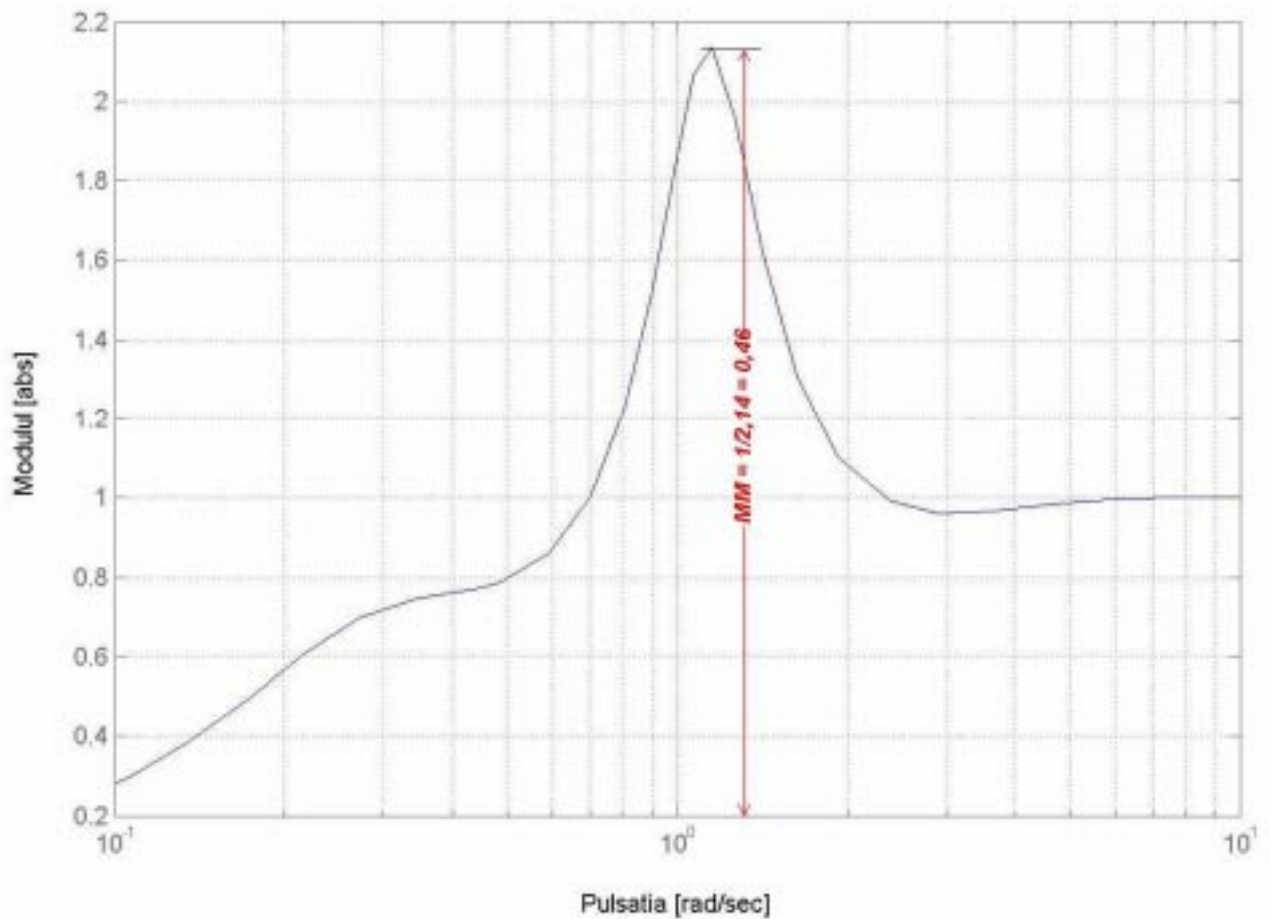


Fig. 3. Modulul funcției de sensibilitate S pentru sistemul automat cu partea fixă (1) și compensatorul PID (2).

Funcția de transfer $H_u(s)$ a sistemului automat din figura 1 în regim de urmărire este dată de relația (7).

$$H_u(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{C(s)F(s)}{1 + C(s)F(s)} \quad (7)$$

Funcția de sensibilitate $S(s)$ a sistemului automat arată cât de mult se modifică funcția de transfer în regim de urmărire $H_u(s)$ atunci când funcția de transfer a instalației automatizate $F(s)$ își schimbă valoarea. Funcția de sensibilitate este definită de relația (8).

$$S(s) = \frac{\frac{dH_u(s)}{H_u(s)}}{\frac{dF(s)}{F(s)}} = \frac{dH_u}{dF} \frac{F}{H_u} \quad (8)$$

Din relațiile (7) și (8) rezultă expresia (9) a funcției de sensibilitate.

$$S(s) = \frac{1}{1 + C(s)F(s)} = \frac{1}{1 + L(s)} \quad (9)$$

O nouă definiție (10) a marginii de modul **MM** rezultă din relațiile (6) și (9).

$$MM = \frac{1}{|S(j\omega)|_{\max}} \quad (10)$$

în care $|S(j\omega)|_{\max}$ este valoarea¹ cea mai mare dintre vârfurile modului lui $S(j\omega)$.

Ca și în cazul marginii de amplificarea sau a marginii de fază există o regulă empirică (11) pentru valoarea marginii de modul **MM** care asigură robustețea sistemului automat.

$$MM \geq 0.5 \quad (11)$$

Marginea de modul se calculează ușor cu relația (10). Pentru exemplul considerat modulul funcției de sensibilitate este prezentat în figura 3. Valoarea sa maximă este 2,14 și deci rezultă din (10) valoarea **MM** = 0,467. Deci sistemul automat nu îndeplinește condiția (11) și nu este robust. Această concluzie coincide și cu situația vizibilă în figura 2.

Condiția de robustețe (11) implică și realizarea condițiilor de robustețe (4) și (5). După cum am văzut din exemplul prezentat reciproca nu este valabilă.

Creșterea unor performanțe ale sistemului automat implică micșorarea robusteței sale. Marginea de modul este cel mai bun indicator al faptului că o anumită limită a robusteții, de exemplu cea indicată de relația (11), nu este depășită.

Bibliografie

1. Dorf R., Bishop R., Modern Control Systems, Addison-Wesley, New York, 1998.
2. Dutton K., Thompson S., Barraclough., The art of control engineering, Addison-Wesley, New York, 1997.
3. Ionescu C., Vlădeanu V., Larionescu S., Ionescu D., Automatizări, Ed. didactică și pedagogică, București, 1982.
4. Landau I., D., Identificarea și comanda sistemelor, Ed. Tehnică, București, 1997.

¹ Această valoare corespunde normei H_∞ a modulului lui $S(j\omega)$.