

Επωγερπίνας • υπολογισμός συνδέσμου γετακόπαις

Εστώ η συνδέσμη γετακόπαις

$$H(s) = K \frac{(s+z_1)(s+z_2) \dots (s+z_m)}{(s+p_1)(s+p_2) \dots (s+p_n)} = K \frac{\prod_{i=1}^m (s+z_i)}{\prod_{e=1}^n (s+p_e)}$$

γε μη γνωστού

$$-\vec{z}_i = (\xi_i, \gamma_i) = K_i + j\Theta_i \quad (i=1,2,\dots,m)$$

για μη λόγους

$$-\vec{p}_e = (y_e, v_e) = Y_e + jV_e \quad (l=1,2,\dots,n)$$

Χαρική αντίστροφη για να υπολογίσουμε μη συνδέσμη γετακόπαις
Οι μηλοί συμβιαστικοί $\vec{s} = \sigma + j\omega$ ταύτιζονται με την παρούσα επιφάνεια
Όταν μετατρέψουμε την συνδέσμη σε σχήμα για την παραπάνω

$$\vec{x}_i = \vec{s} + \vec{z}_i = r_i e^{j\Theta_i} \quad (i=1,2,\dots,m)$$

για μη σιαρυγγαρά της γοργίας

$$\vec{y}_e = \vec{s} + \vec{p}_e = q_e e^{j\Phi_e} \quad (l=1,2,3,\dots,n)$$

οπού

$$r_i = |\vec{x}_i| = |\vec{s} + \vec{z}_i| = \sqrt{(\sigma + \xi_i)^2 + (\omega + \gamma_i)^2}$$

$$\Theta_i = \arg \vec{x}_i = \arg |\vec{s} + \vec{z}_i| = +\tan^{-1} \frac{\omega + \gamma_i}{\sigma + \xi_i}$$

$$q_e = |\vec{y}_e| = |\vec{s} + \vec{p}_e| = \sqrt{(\sigma + Y_e)^2 + (\omega + V_e)^2}$$

$$\Phi_e = \arg \vec{y}_e = \arg |\vec{s} + \vec{p}_e| = +\tan^{-1} \frac{\omega + V_e}{\sigma + Y_e}$$

$i=1,2,\dots,m$
 $l=1,2,\dots,n$

② Θ a fürdi zárolás

$$H(s) = K \frac{v_1 e^{j\theta_1} v_2 e^{j\theta_2} \dots v_m e^{j\theta_m}}{q_1 e^{j\varphi_1} q_2 e^{j\varphi_2} \dots q_n e^{j\varphi_n}} =$$

$$= K \frac{(v_1 v_2 \dots v_m) e^{i(\theta_1 + \theta_2 + \dots + \theta_m)}}{(q_1 q_2 \dots q_n) e^{i(\varphi_1 + \varphi_2 + \dots + \varphi_n)}} =$$

$$= K \frac{\prod_{i=1}^m v_i}{\prod_{j=1}^n q_j} \exp \left[i \left(\sum_{i=1}^m \theta_i - \sum_{j=1}^n \varphi_j \right) \right]$$

i 100 svvedd

$$\underline{|H(s)|} = K \frac{\prod_{i=1}^m \sqrt{(G+\xi_i)^2 + (W+\lambda_i)^2}}{\prod_{j=1}^n \sqrt{(G+\gamma_e)^2 + (W+\nu_e)^2}}$$

$$\underline{f(H(s))} = \sum_{i=1}^m \left(\tan^{-1} \frac{W+\lambda_i}{G+\xi_i} \right) - \sum_{j=1}^n \left(\tan^{-1} \frac{W+\nu_e}{G+\gamma_e} \right)$$

$$\underline{\pi \alpha p \times s \times j \times d} \quad H(s) = \frac{s^2 - s - 6}{s^3 + 8s^2 + 29s + 52}$$

$y_{10} = 10^\circ$ a φ_{10} a φ_{10}

 $s_2 = s + 3j$

Tpeis növeks $p_{1,2} = -2 \pm 3j$, $p_3 = -4$

Δ ho gyorsítás típusa $z_1 = -2$, $z_2 = 3$

$p_{1,2}$ a gyorsítás típusa fürdi

$v_1 = 5\sqrt{2}, \theta_1 = 45^\circ$

$v_2 = 5, \theta_2 = 90^\circ$

Apd

$\pi_{1,2}$ növeks növeks fürdi

$q_1 = \sqrt{29}, \varphi_1 = 21.8^\circ$

$q_2 = \sqrt{89}, \varphi_2 = 57.9^\circ$

$q_3 = \sqrt{74}, \varphi_3 = 35.5^\circ$

$$H(s_1) = \frac{v_1 v_2}{q_1 q_2 q_3} e^{i(\theta_1 + \theta_2 - \varphi_1 - \varphi_2 - \varphi_3)} = 0.08 e^{j19.666^\circ}$$

Draftsman's Rule

Given $H(j\omega)$ now anti-symmetric now non-poly. GNDP
 Non-reflective causal system has poles at $\omega = \infty$ & zeros at $\omega = 0$.
 Poles are real or complex conjugates.

Now poles in $H(j\omega)$ are $-z_1, -z_2, \dots, -z_m$ and zeros are $-p_{11}, -p_{21}, \dots, -p_n$

Order of poles ω $j \neq H(j\omega)$

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| e^{j\theta(j\omega)}$$

$$|H(j\omega)| = |K'| \frac{\prod_{c=1}^m \left| 1 + \frac{j\omega}{z_c} \right|}{\prod_{e=1}^n \left| 1 + \frac{j\omega}{p_e} \right|}$$

$$\begin{aligned} H(j\omega) = & K' + \sum_{c=1}^m \left(1 + \frac{j\omega}{z_c} \right) + \\ & + \sum_{e=1}^n \left(1 + \frac{j\omega}{p_e} \right) \end{aligned}$$

Draftsman's rule (1) $(\omega, |H(j\omega)|)$

Draftsman's rule (2) $(\omega, \text{Im } H(j\omega))$

To support the rules consider the following example:
 Non-reflective stable system has poles at $\omega = \infty$ & zeros at $\omega = 0$.
 Poles are real or complex conjugates and zeros are real or complex conjugates.

④ To support a n order reflexive filter $\alpha(z)$
 using m dependent functions
expansion \rightarrow generation, due function

$$\log \left(\prod_{i=1}^n x_i \right) = \log (x_1 x_2 x_3 \dots x_n) =$$

$$= \log(x_1) + \log(x_2) + \dots + \log(x_n) = \sum_{i=1}^n \log(x_i)$$

$\sum_{i=1}^n$ real performance generate no corner

$$20 \log_{10} X$$

for wide w) varies vs frequency shift \approx dB.

Given w

$$20 \log_{10} (H(j\omega)) = 20 \log_{10} (|K'|) + \\ + \sum_{i=1}^m 20 \log_{10} \left(\left| 1 + \frac{j\omega}{Z_i} \right| \right) - \\ \sum_{e=1}^n 20 \log_{10} \left(\left| 1 + \frac{j\omega}{P_e} \right| \right)$$

Engineering supports on Bode opion ws

$$\{ \log_{10} w, 20 \log_{10} |H(j\omega)| \} \quad \begin{array}{l} \text{Support a } n \text{ order} \\ (\log, \log) \end{array}$$

$$\{ \log_{10} w, \angle H(j\omega) \} \quad \begin{array}{l} \text{Support a } m \text{ order} \\ (\log, \text{lin}) \end{array}$$

5) Εναλλαγματική παραγωγή Β-δε

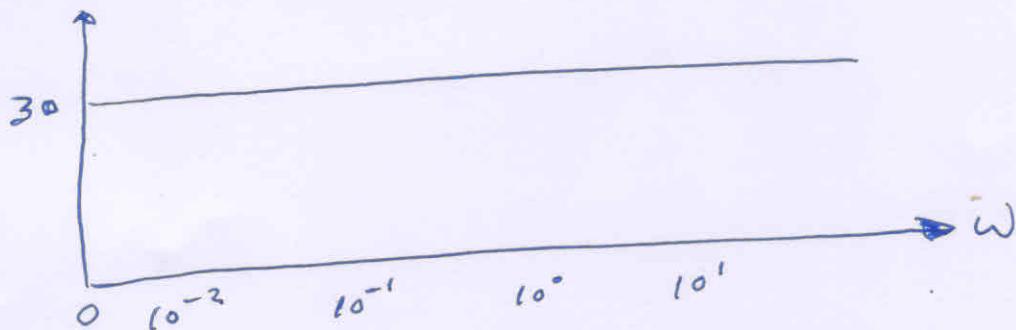
a) Σταθερός όπος K

Η αντίστοιχη μέθοδος για την αναπομπή φάσης είναι
σταθερός και ανεξάρτητη από την συχνότητα. Είναι

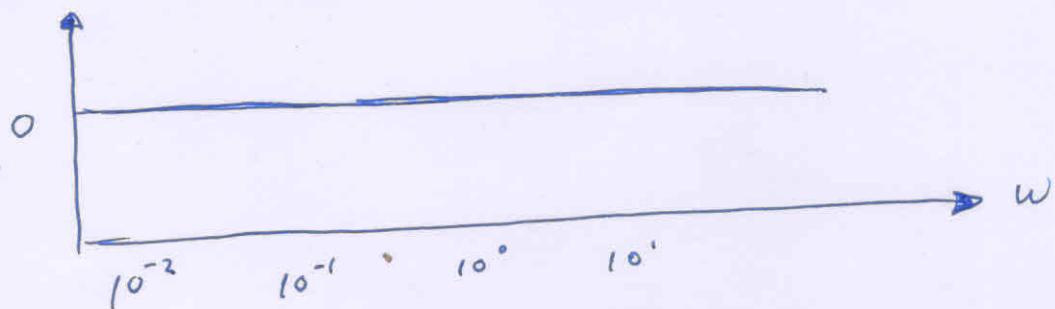
$$K = |K| e^{j\frac{\pi}{2}n} \quad \text{για } K > 0$$

$$K = |K| e^{j(2n+1)\pi} \quad \text{για } K < 0$$

Διαγραφή για n λόγους (γιατί $K = 30$)



Διαγραφή για φάσης



b) Παραγωγής νότος in γυρισμού τρίτης διαβήσεως

$$H(s) \sim \frac{1}{1 + \frac{s}{\alpha}} \quad \text{Νότος νότος στη διέγη} \\ s = -\alpha$$

⑥

$$\Gamma_{\text{fa}} \quad \sigma = j\omega \sin \alpha$$

$$\left| \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{\alpha}} \right| = \frac{1}{\left| 1 + \frac{j\omega}{\alpha} \right|} \quad \underline{\text{Ap}\alpha}$$

$$f(\omega) = 20 \log_{10} \left\{ \frac{1}{\left| 1 + \frac{j\omega}{\alpha} \right|} \right\} = -20 \log_{10} \left(\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\alpha} \right)^2} \right) \text{ dB}$$

Tipp: Gleichungen vereinfachen

$$\Gamma_{\text{fa}} \quad \omega \ll \alpha \quad \frac{\omega}{\alpha} \approx 0 \rightarrow f(\omega) = 0$$

$$\Gamma_{\text{fa}} \quad \omega \gg \alpha \quad \frac{\omega}{\alpha} + 1 \approx \frac{\omega}{\alpha} \Rightarrow$$

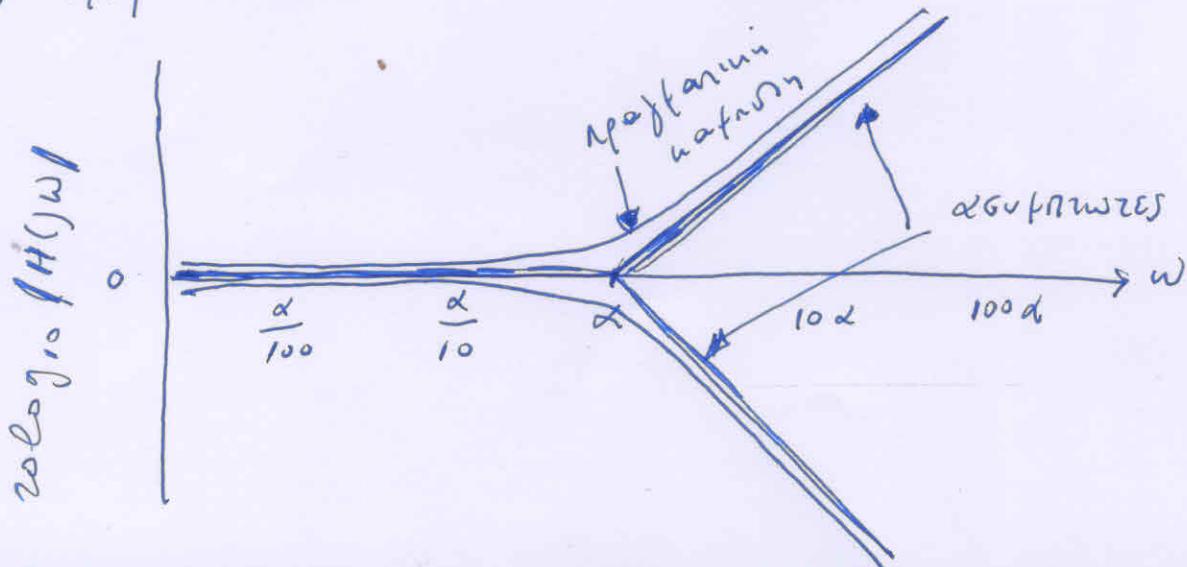
$$f(\omega) = -20 \log_{10} \left(\frac{\omega}{\alpha} \right) = -20 \log \omega + 20 \log \alpha$$

Ap\alpha in Frequenznachbildung führt zu gleichen Werten von log \omega

Wichtig: -20 dB/dec ist -8 dB/oct

Ausgang und Aus Tiefpassverstärkung abhängt von $\omega = \alpha$

Γ_{fa} im Frequenzbereich umfasst auch den Bereich $\omega < \alpha$ für Opertonik abdecken.



Airport/ a φάσης

(7)

H γιατί το συγχρόνο απλού νότον είναι

$$f\left(\frac{1}{1+j\omega/\alpha}\right) = f(1 - f(j + \frac{j\omega}{\alpha}) = -f\left(1 + \frac{j\omega}{\alpha}\right) = -\tan^{-1}\left(\frac{\omega}{\alpha}\right)$$

Για $\omega \ll \alpha$ είναι $g(\omega) \approx 0^\circ$

Για $\omega \gg \alpha$ είναι $\frac{\omega}{\alpha} \rightarrow \infty \Rightarrow g(\omega) \approx -\frac{\pi}{2}$ rad

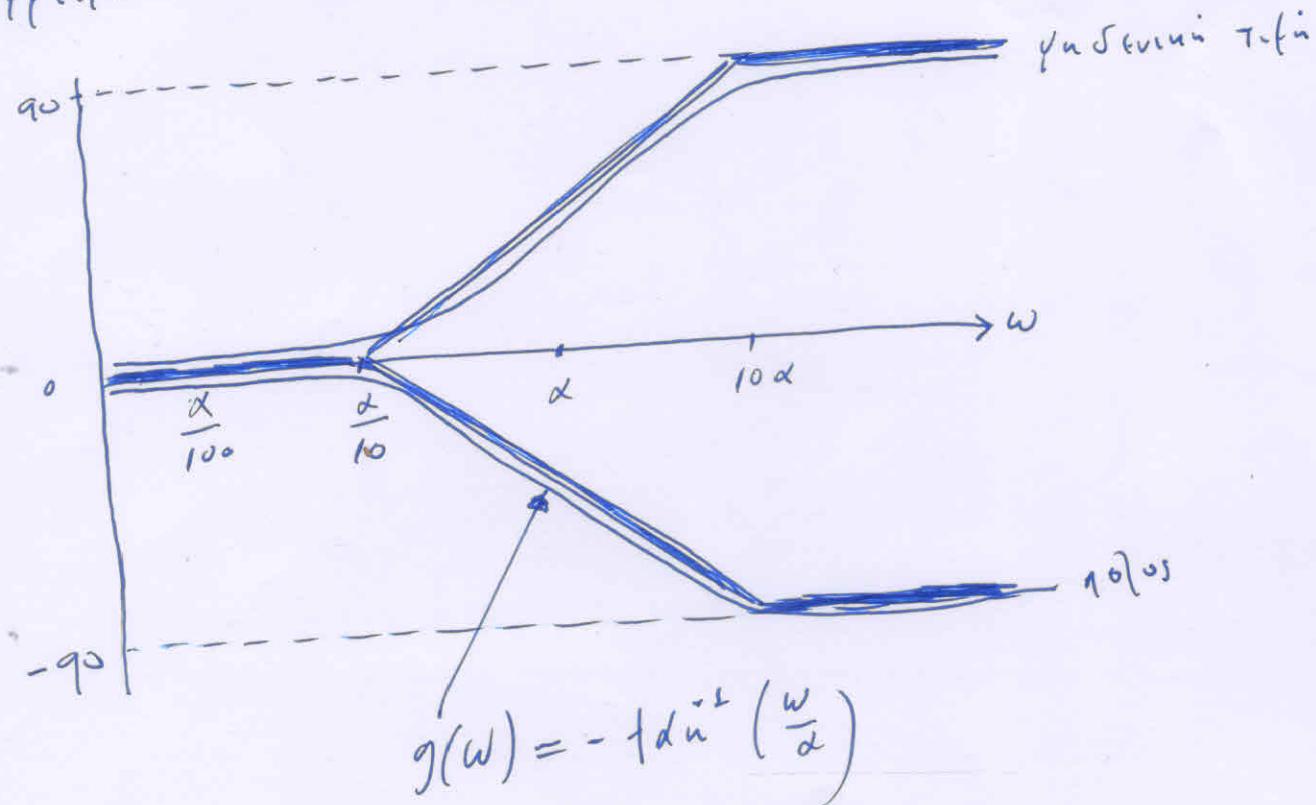
Αντες οι αποτελέσματα που διαφέρουν φανερά
ταξιδιών με την ωπονοματολογία

Για μεσαία Τ.Φ. με α γιατί $g(\omega) = 0^\circ$ ευθύνεται

στην απόσταση $0 \leq \omega \leq \alpha/10$ και για μεγαλύτερη $g(\omega) = -90^\circ$

Επειδή στην απόσταση $\omega \geq 10\alpha$ οι

Η απόσταση την οποίαν παρατητείται στην περιοχή είναι
στην οποίαν ω είναι μεγαλύτερη από 10α .



8

Euler's formula for 2nd order systems.

If characteristic equation is given then

$$\lambda^2 + 2\zeta\omega_n \lambda + \omega_n^2 = 0$$

Type of roots

$$f(\omega) = -20 \log_{10} \left| 1 + 2j\frac{\omega}{\zeta\omega_n} + \left(\frac{j\omega}{\omega_n}\right)^2 \right| \text{ dB}$$

$$g(\omega) = -\frac{d}{d\omega} \left[\ln \left| 1 + 2j\frac{\omega}{\zeta\omega_n} + \left(\frac{j\omega}{\omega_n}\right)^2 \right| \right]$$

For low frequencies $\omega \ll \zeta\omega_n$ we have

$$f(\omega) \approx 0.$$

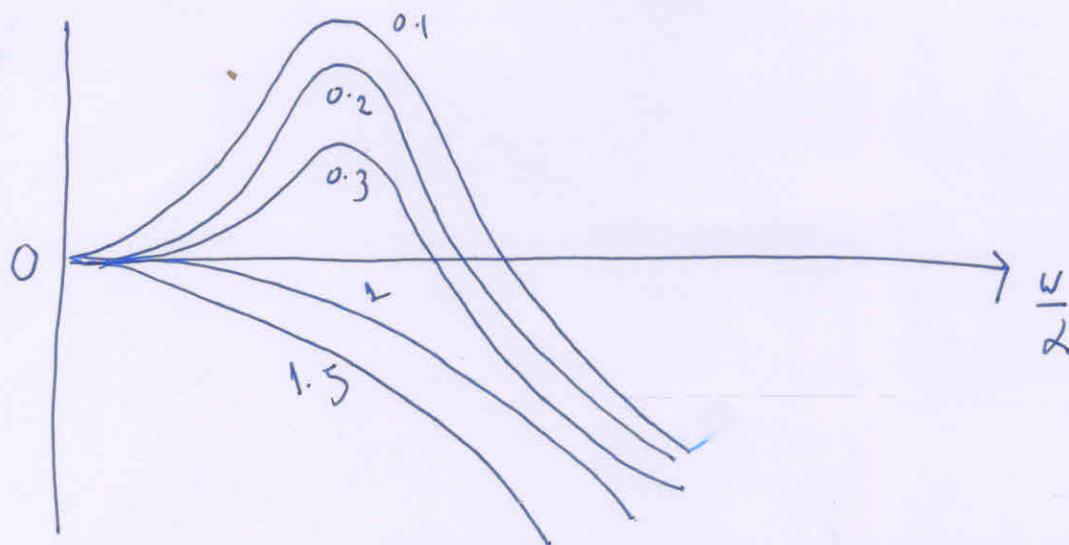
For high frequencies $\omega \gg \zeta\omega_n$ we have

$$f(\omega) = -40 \log \omega + 40 \log \zeta \omega_n \quad (\text{in dB})$$

If performance requirement is given then find ζ

$$f(\omega) = -20 \log_{10} \sqrt{\left(1 - \left(\frac{\omega}{\zeta\omega_n}\right)^2\right)^2 + 4\zeta^2 \left(\frac{\omega}{\zeta\omega_n}\right)^2}$$

To avoid overshoot we have to ensure stability



9

H nuputir ($\alpha \omega_0^2 / \gamma_F$) ω_0^2 nuputir α no
in gundum

$$\frac{d |H(j\omega)|}{d\omega} = 0 \Rightarrow 1 - \frac{\omega^2}{\alpha^2} - 2j^2 = 0 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \omega_r = \alpha \sqrt{1 - 2j^2}$$

If γ ejem nufi nov antenoxi gradin no tifn auxvorung
eivdu

$$|H(j\omega_r)| = 2j \sqrt{1 - j^2}$$

H nuputir egypti tħad oħra $1 - 2j^2 > 0 \Rightarrow$

$$j < \frac{L}{\sqrt{2}} \approx 0.707$$

Diaġġoġġi - $y^2(\omega)$

$$g(\omega) = -\frac{1}{2} \left[\left(1 - \frac{\omega^2}{\alpha^2} \right) + j \left(\frac{2j\omega}{\alpha} \right) \right] = -\frac{1}{2} \frac{\omega^2}{\alpha^2} - j \frac{\omega}{\alpha}$$

A suñnaw:

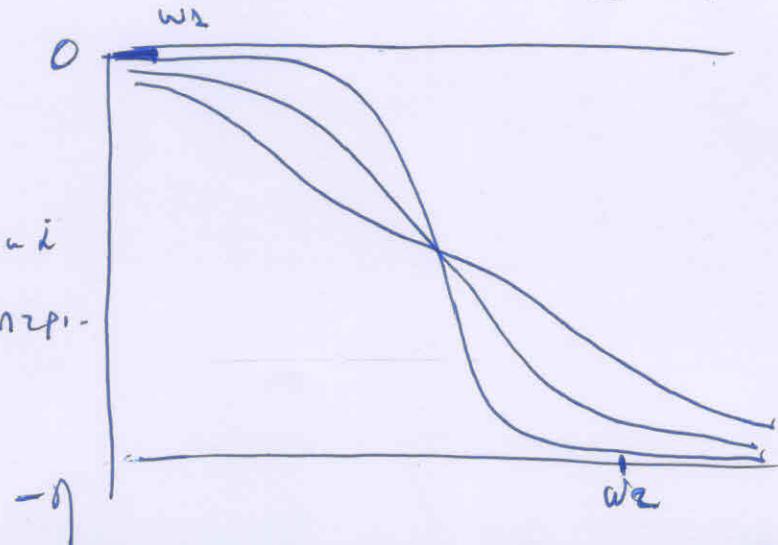
j ja $\omega <> \alpha$ eivdu $g(\omega) \approx 0$

j ja $\omega \gg \alpha$ eivdu $g(\omega) \approx -180^\circ \approx -\pi$

or ω_0 fuñniwix evvoronti għidha qiegħi $\omega_1 = \frac{\alpha}{2} \log_{10}(2/j)$

$$\text{an } \omega_2 = \frac{2\alpha}{\log_{10}(2j)}$$

or nafha ja ġie fuq sejji
 $2\alpha, \gamma, \beta$ fuñni eivdu or nafha
kif ω_1 nafha rov
ap-jonno iż-żorr aktar
zur riżżej.



10) Διαστιγμένη παραγόντων σταθμών Bode

1) Μεταξύ μεταβολής της συχνότητας και φάσης

$$H(s) = K' \frac{z_1 z_2 \dots z_m}{p_1 p_2 \dots p_n} \frac{\left(1 + \frac{s}{z_1}\right) \left(1 + \frac{s}{z_2}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{z_m}\right)}{\left(1 + \frac{s}{p_1}\right) \left(1 + \frac{s}{p_2}\right) \dots \left(1 + \frac{s}{p_n}\right)}$$

2) Διαχωριστικός

της συνάρτησης της σούσιας της γραφής και χαρακτηριστικούς αυτών ως σταθμών σπουδής ή προσχυμίσεων / συγχρόνων για διάτοπη παρατήρηση.

3) Σχεδίαση των απόστραβων σταθμών παραγόντων και αντιστοίχων απόστραβων παραγόντων για σταθμούς παραγόντων.

4) Διατάξεις παραγόντων

- Σχεδιαστική της φύσεως $f(\omega) = 0$ γενέτριας συγκόπτης που εξουτεύει την υπερβολή.
- Εαν συναντιστρέψει πόλο (προσένιο), η απότομη παραγόντης (απόδρομης) την υπερβολή 20 dB (decade).
- Εαν συναντιστρέψει πόλο (προσένιο) συντητικής παραγόντης (απόδρομης) την υπερβολή 90 dB (decade).
- Σύγχρονης παραγόντης που γενικώς χρησιμοποιείται για παραγόντης που αποτελεί συντητικός.
- Βασικούς παραγόντες παραγόντων.

5) Διατάξεις φάσης

- Σχεδιαστική της φύσεως $g(\omega) = 0$ γενέτριας παραγόντης που εξουτεύει την υπερβολή (παραγόντης που αποτελεί συντητικός παραγόντης) για $\omega = 0$ ανατολικής παραγόντης φάσης $g(\omega) = -90^\circ$ ($g(\omega) = +90^\circ$).

(11) • Εάν συναντήσετε πολύ ρεύμα (μεγάλης), τότε δεν
πρέπει να ανατρέψετε (αντανακλάσετε) τη γέλη μετά 90°
στην απόσταση $[x/10, 10x]$. Ταξιδώστε / φύγετε
στην απόσταση $x/3$ και αντανακλάστε (μετανακλάστε)
μετά 180°.

ΤΙΑΠΑΔΕΓΙΜΑ

$$H(s) = \frac{100s^2 + 750s}{s^2 + 13s + 30} = 25 \frac{s \left(1 + \frac{s}{75}\right)}{\left(1 + \frac{s}{3}\right)\left(1 + \frac{s}{10}\right)}$$

Από εκσυγχρονίσματα οποία $K=25$,
δύο αντιδιαφερούσας απόστασης $s=0$ και $s=-75$ και
δύο αντίστοιχους απόστασης $s=-3$ και $s=-10$.

Από εκσυγχρονίσματα w_1, w_2, w_3

$$w_1 = 3 \frac{rad}{sec}, w_2 = 10 \frac{rad}{sec}, w_3 = 75 \frac{rad}{sec}$$

Στα 29000 οποία $K=25$

$$f(w) = 20 \log_{10}(25) = 27.958$$

$$\begin{array}{lllll} s=0 & \text{ευδαίμονης} & 20dB/dec & \text{πολύ χειρός} & w=1 \\ s=-75 & -11 & -11 & -11 & w=75 \\ s=-3 & \text{ευδαίμονης} & -20dB/sec & -11 & w=2 \\ s=-10 & -11 & -11 & -11 & w=10 \end{array}$$

Οι μεταβολές προσδιορίζονται γενικά.
Οι μεταβολές προσδιορίζονται γενικά σε πολλές φορές
σημαντικότερης.