

Εργαστήριο Συστημάτων Αυτομάτου Ελέγχου

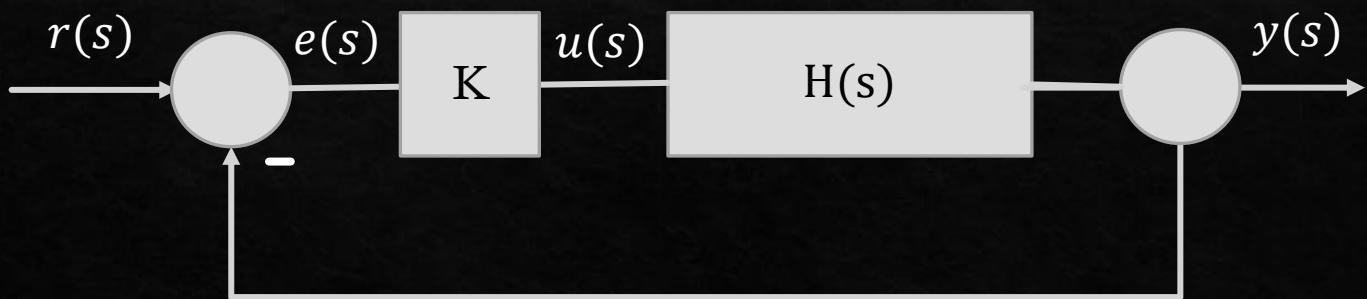
Γεωμετρικός Τόπος Ριζών

Περιεχόμενα

- ❖ Εισαγωγή στον γεωμετρικό τόπο ριζών (ΓΤΡ)
- ❖ Ποιοτικά χαρακτηριστικά του ΓΤΡ
- ❖ ΓΤΡ στο MATLAB
- ❖ ΓΤΡ και έλεγχος συστημάτων κλειστού βρόχου (ΣΚΒ)
- ❖ Ρύθμιση κερδών PID μέσω ΓΤΡ
- ❖ Ασκήσεις

Εισαγωγή

- ❖ Ο γεωμετρικός τόπος ριζών αποτελεί μια συγκεκριμένη τροχιά πάνω στην οποία κινούνται οι ρίζες της χαρακτηριστικής εξίσωσης (ΧΕ) ενός συστήματος συναρτήσει των μεταβολών μιας συγκεκριμένης παραμέτρου του (π.χ. των κερδών).
- ❖ Συγκεκριμένα ο γεωμετρικός τόπος μιας συνάρτησης μεταφοράς $H(s)$ (open-loop) είναι η γραφική αναπαράσταση της θέσης όλων των πιθανών πόλων του ΣΚΒ με αναλογικό κέρδος K και μοναδιαία ανάδραση:

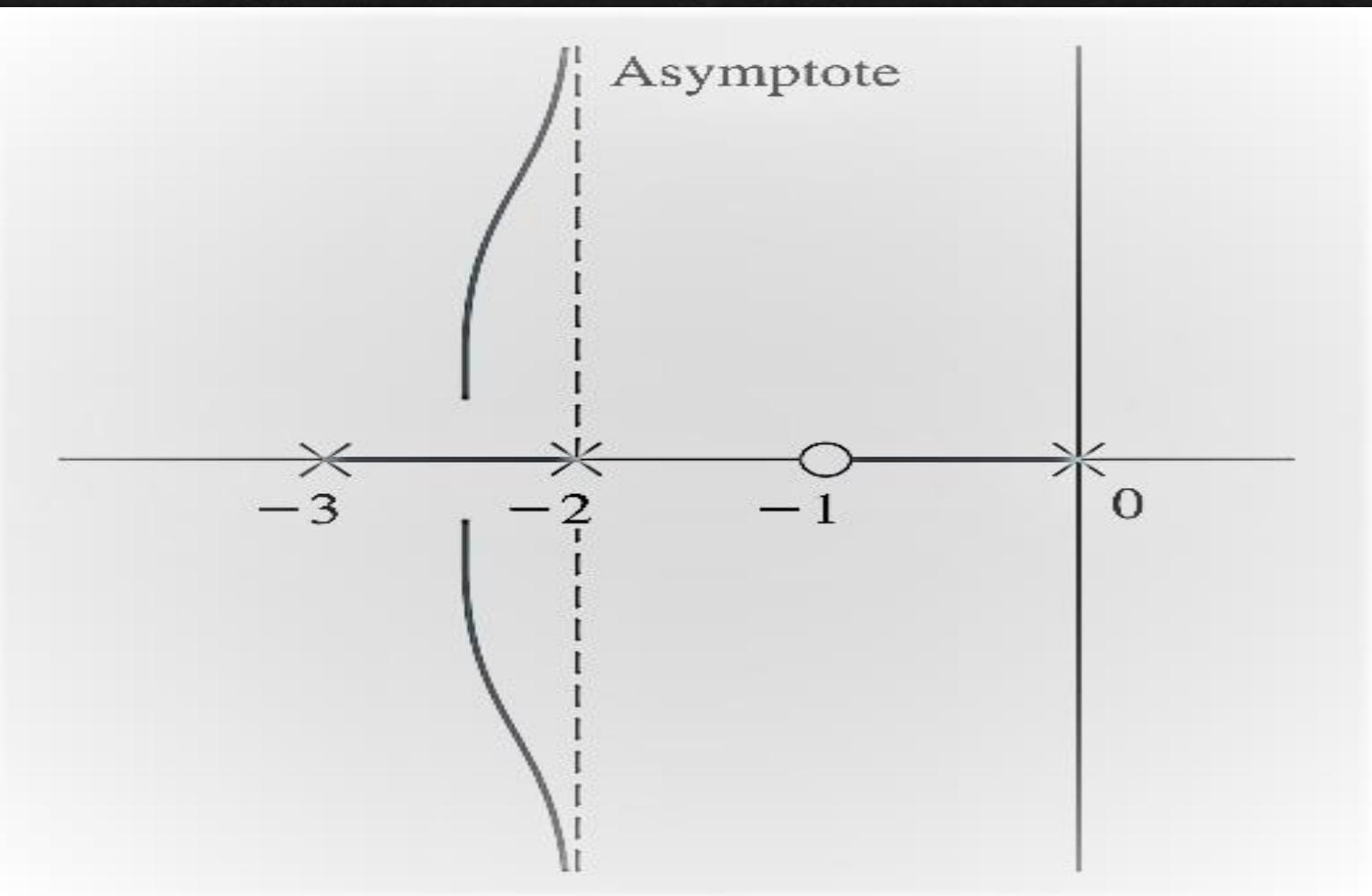


Η συνάρτηση κλειστού βρόχου του συστήματος είναι: $T(s) = \frac{KH(s)}{1+KH(s)} = \frac{b(s)}{a(s)}$. Συνεπώς οι πόλοι του ΣΚΒ είναι οι τιμές του s ώστε η ΧΕ: $1+KH(s)=0$ Τέλος συμβολίζουμε με n την τάξη του $a(s)$ και m την τάξη του $b(s)$.

Ποιοτικά χαρακτηριστικά του ΓΤΡ

- ❖ Για την κατασκευή του ΓΤΡ λαμβάνουμε υπ' όψην όλες τις θετικές τιμές του K .
- ❖ Στο όριο όπου $K \rightarrow 0$, οι πόλοι του ΣΚΒ είναι οι πόλοι του $H(s)$.
- ❖ Στο όριο όπου $K \rightarrow \infty$, οι πόλοι του ΣΚΒ είναι τα μηδενικά του $H(s)$.
- ❖ Ανεξάρτητα από το ποια τιμή επιλέγουμε για το K , το ΣΚΒ πρέπει πάντα να έχει n πόλους.
- ❖ Ο ΓΤΡ πρέπει να έχει n κλάδους, κάθε κλάδος ξεκινά από έναν πόλο της $H(s)$ και καταλήγει σε ένα μηδενικό της $H(s)$.
- ❖ Αν η $H(s)$ έχει περισσότερους πόλους από μηδενικά (όπως συνήθως συμβαίνει), λέμε ότι η $H(s)$ έχει μηδενικά στο άπειρο. Σε αυτήν την περίπτωση, το όριο του $H(s)$ καθώς $s \rightarrow \infty$ είναι 0.
- ❖ Ο αριθμός των μηδενικών στο άπειρο είναι $n - m$ και είναι ο αριθμός των κλάδων του ΓΤΡ που τείνουν στο άπειρο (ασύμπτωτες).

$$\text{GTP } \gamma\text{u}\alpha \text{ XE: } 1 + \frac{K(s+1)}{s(s+2)(s+3)} = 0$$



Ποιοτικά χαρακτηριστικά του ΓΤΡ (1)

- ❖ Καθώς ο ΓΤΡ είναι η αναπαράσταση όλων των πιθανών πόλων του ΣΚΒ, μπορούμε να επιλέξουμε ένα κέρδος έτσι ώστε να επιβάλλουμε στο σύστημα να αποκριθεί σύμφωνα με κάποιες επιθυμητές προδιαγραφές.
- ❖ Αν κάποιος από τους επιλεγμένους πόλους βρίσκεται στο δεξί μιγαδικό ημιεπίπεδο τότε το ΣΚΒ οδηγείται σε αστάθεια.
- ❖ Οι πόλοι που βρίσκονται πιο κοντά στον φανταστικό άξονα έχουν την μεγαλύτερη επίδραση στην απόκριση του ΣΚΒ.
- ❖ Έτσι ένα σύστημα 3 ή 4 πόλων μπορεί να λειτουργήσει ως ένα σύστημα 2^{ου} ή ακόμα και 1^{ου} βαθμού ανάλογα με τη θέση του κυρίαρχου πόλου ή πόλων.

Κυρίαρχοι πόλοι και μηδενικά της ΣΚΒ

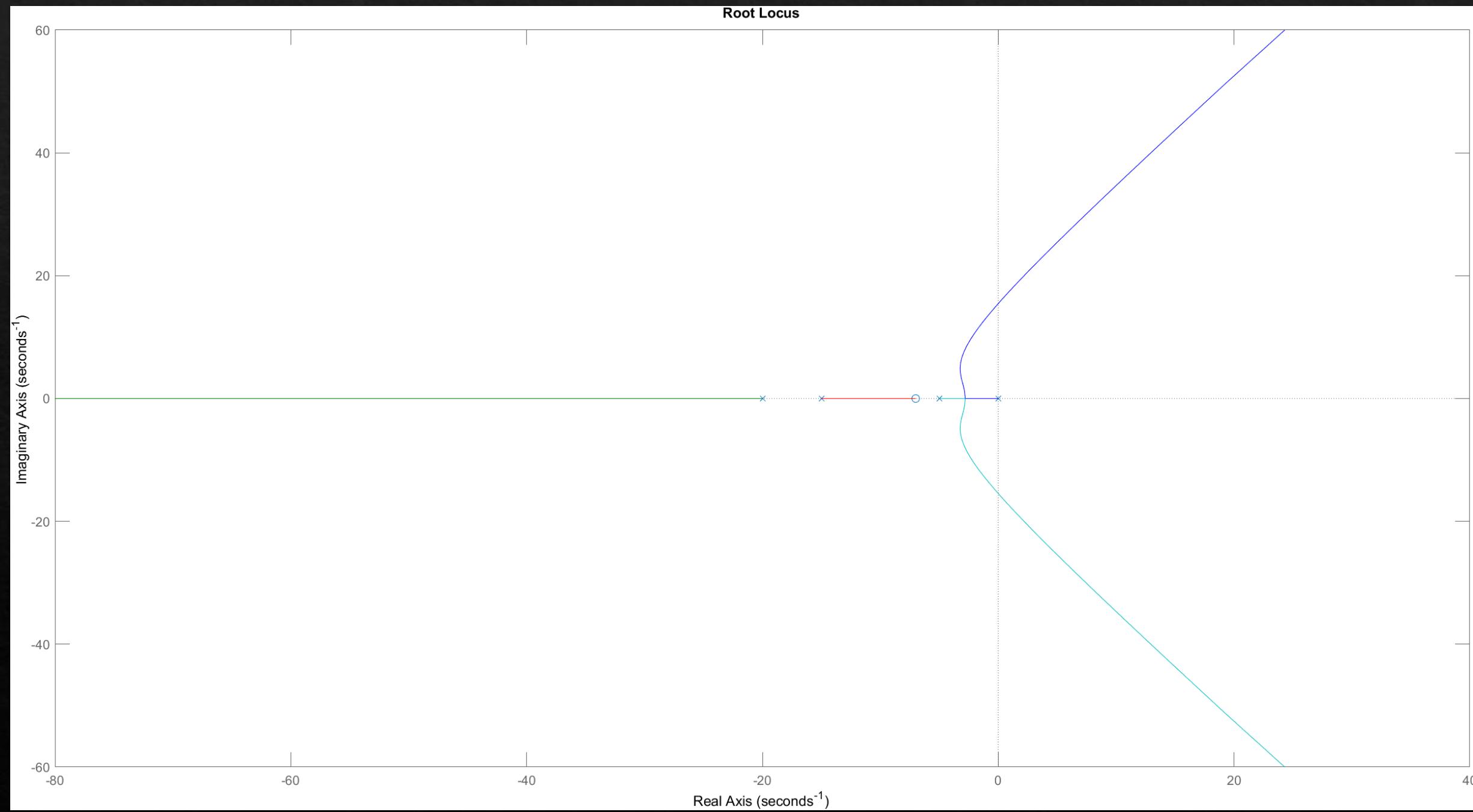
- ❖ Έστω ένα σύστημα με ΣΚΒ: $T(s) = \frac{\frac{\omega_n}{a}(s+a)}{(s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2)(1+\tau s)}$ (1).
- ❖ Αν $\alpha \gg \zeta\omega_n$ ή $\tau \ll \zeta\omega_n$, τότε η επίδραση του μηδενικού ή του πραγματικού πόλου στην αντίστοιχη βηματική απόκριση είναι αμελητέα. (Θα πρέπει το DC gain να παραμείνει ίδιο)
- ❖ Παράδειγμα: Έστω το σύστημα $T(s) = \frac{62.5(s+2.5)}{(s^2+6s+25)(s+6.25)}$
- ❖ To dc gain της T είναι 1. Λόγω της (1) έχουμε $\zeta\omega_n = 3, \tau = 0.16, a = 2.5$. Συνεπώς ο πραγματικός πόλος μπορεί να εξαλειφθεί οδηγώντας στην προσέγγιση: $T(s) \approx \frac{10(s+2.5)}{s^2+6s+25}$

ΓΤΡ στο MATLAB

❖ Θεωρούμε το σύστημα με ΣΜ: $H(s) = \frac{s+7}{s(s+5)(s+7)(s+15)(s+20)}$

❖ MATLAB code:

```
>> num = [1 7];  
>> den = conv(conv([1 0],[1 5]),conv([1 15],[1 20]));  
>> sys = tf(num,den);  
>>rlocus(sys) or  
>>[r,k] = rlocus(sys); (r: διάνυσμα θέσεων  
των μιγαδικών ριζών τη ΧΕ, k: διάνυσμα των  
συντελεστών κέρδους)  
>>plot(r,'x')
```



ΓΤΡ και έλεγχος του ΣΚΒ

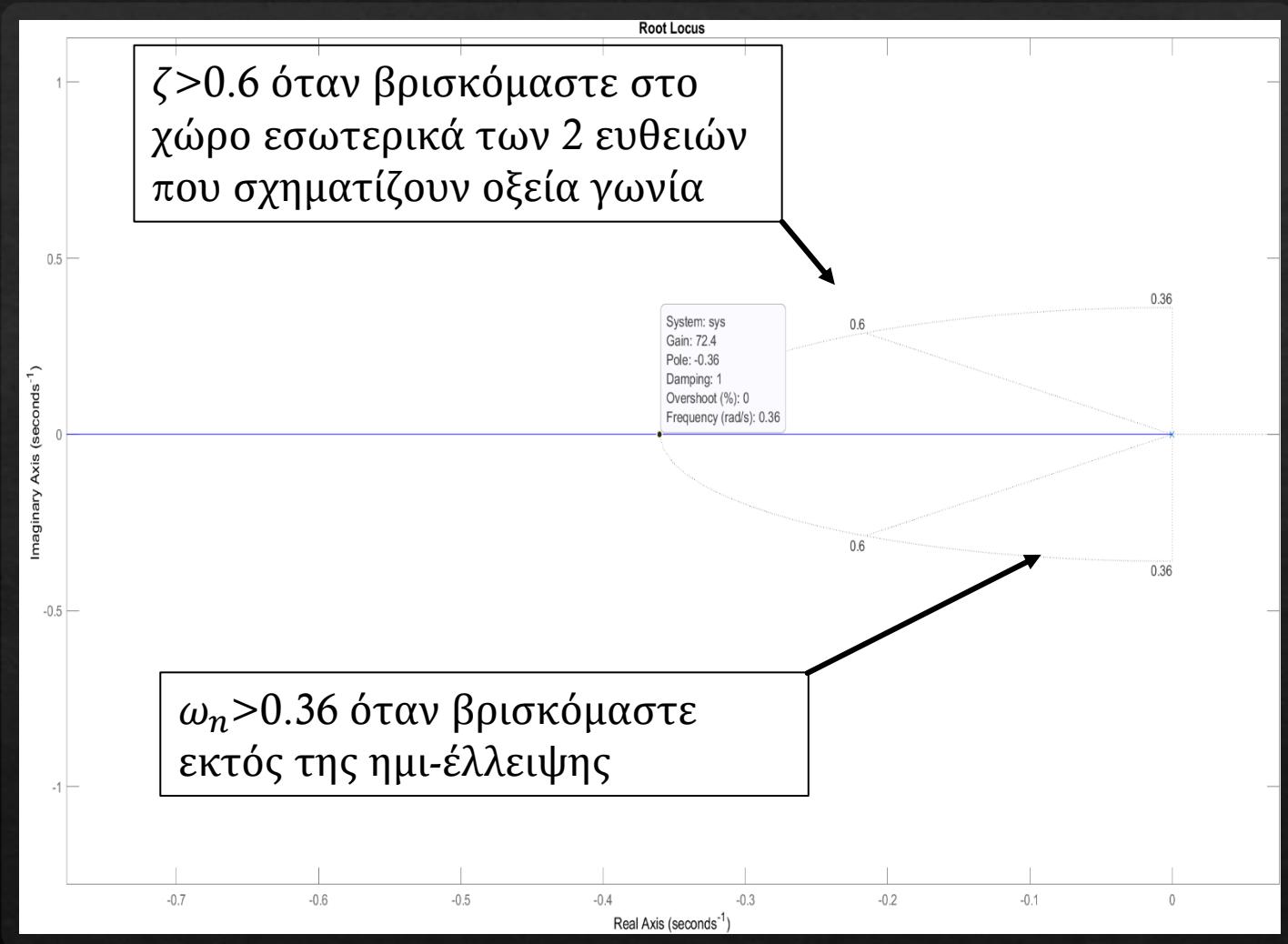
- ❖ Το γράφημα παραπάνω δείχνει όλες τις δυνατές θέσεις των πόλων του ΣΚΒ για έναν απλό αναλογικό ελεγκτή P .
- ❖ Φυσικά, δεν ικανοποιούν όλες αυτές οι θέσεις τα κριτήρια σχεδίασης που θέτει ο χρήστης.
- ❖ Για να προσδιορίσουμε ποιο μέρος του τόπου είναι αποδεκτό, ας θυμηθούμε τις παραμέτρους σχεδίασης που αναλύσαμε στο προηγούμενο εργαστήριο.
- ❖ Για επιθυμητή μέγιστη υπερύψωση M_P και χρόνο ανόδου μικρότερο από t_r ορίζουμε τον επιθυμητό συντελεστή απόσβεσης ζ και τη φυσική συχνότητα ω_n ως:

$$\diamond \quad \zeta > \sqrt{\frac{\ln\left(\frac{M_P}{\pi}\right)^2}{1 + \ln\left(\frac{M_P}{\pi}\right)^2}} \quad \text{και} \quad \omega_n > \frac{2.16\zeta + 0.6}{t_r}$$

- ❖ Όσο πιο μακριά από τον πραγματικό άξονα βρίσκεται ένας πόλος τόσο μεγαλύτερη ταλάντωση θα επιφέρει στην απόκριση του συστήματος.
- ❖ Έχοντας ήδη σχεδιάσει τον ΓΤΡ στο MATLAB, με τη εντολή `>>sgrid(zeta,wn)` βρίσκουμε την επιθυμητή περιοχή όπου η απόκριση του ΣΚΒ ικανοποιεί τις προδιαγραφές σχεδίασης.

Ρύθμιση κέρδους Ρ ελεγκτή μέσω ΓΤΡ

- ❖ Έστω πως θέλουμε το παραπάνω σύστημα να ικανοποιεί της παρακάτω προδιαγραφές:
 - ❖ Χρόνος ανόδου <5s
 - ❖ Μέγιστη υπερύψωση <10%
- ❖ Τότε πρέπει $\zeta > 0.6$ και $\omega_n > 0.36$
- ❖ Συνεπώς έχοντας ήδη δημιουργήσει τον ΓΤΡ χρησιμοποιούμε την εντολή $>> \text{sgrid}(0.6, 0.36)$ και αφού ζουμάρουμε παίρνουμε το διπλανό γράφημα.
- ❖ Συμπεραίνουμε πως για αναλογικό κέρδος μεγαλύτερο από $K_P = 72.4$ οι προδιαγραφές απόκρισης του ΣΚΒ θα ικανοποιούνται.



Ρύθμιση κερδών PID μέσω ΓΤΡ

- ❖ ΣΜ PID ελεγκτή: $G(s) = K_p + \frac{K_i}{s} + K_D s$
- ❖ Εναλλακτικά: $G(s) = \frac{K_D(s+z_1)(s+z_2)}{s} = \frac{K_D(s^2 + K_p/K_D s + K_i/K_D)}{s}$, όπου $(z_1 + z_2) = K_p/K_D$ και $z_1 z_2 = K_i/K_D$ (2)
- ❖ Παρατηρούμε πως ο PID παρουσιάζει έναν πόλο στην στο 0 και δύο μηδενικά που μπορούν να τοποθετηθούν οπουδήποτε στο αριστερό μιγαδικό ημιεπίπεδο.
- ❖ Μεθοδολογία ρύθμισης κερδών:
 - ❖ Έστω ότι το σύστημα $H(s)$ το οποίο θέλουμε να ελέγξουμε.
 - ❖ Έστω η ΣΜ ενός PID χωρίς το κέρδος K_D , $G_c(s) = \frac{(s+z_1)(s+z_2)}{s}$.
 - ❖ Επιλέξτε τα επιθυμητά μηδενικά z_1, z_2 και δημιουργήστε το σύστημα ανοιχτού βρόχου στο MATLAB ($>> Gs = series(Gc, H), 1$)
 - ❖ Τυπώστε τον ΓΤΡ και με βάση αυτόν βρείτε ένα κέρδος K_D που τοποθετεί τους πόλους του συστήματος κοντά στα μηδενικά (ώστε να αναιρεθούν)
 - ❖ Για το επιλεγμένο K_D υπολογίστε τα υπόλοιπα κέρδη του PID αξιοποιώντας την (2)
 - ❖ Προσοχή: Θα πρέπει πάντα ο αριθμός των πόλων να είναι μεγαλύτερος ή ίσος από τον αριθμό των μηδενικών του ΣΚΒ

Άσκηση 1

Χρησιμοποιώντας την συνάρτηση rlocus να προσδιοριστεί ο αντίστοιχος ΓΤΡ για κάθε μια από τις ακόλουθες ΣΜ για κέρδος $0 < K < \infty$:

i. $T(s) = \frac{1}{s^3 + 4s^2 + 6s + 1}$

ii. $T(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s(s^2 + 4s + 6)}$

iii. $T(s) = \frac{s+7}{s(s+2)(s+4)(s+9)}$

Άσκηση 2

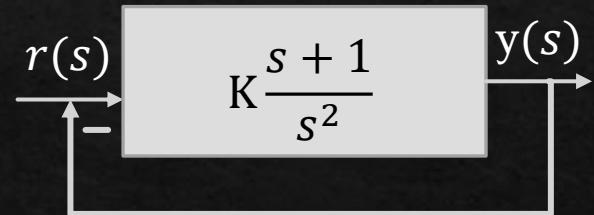
Ένα σύστημα μοναδιαίας αρνητικής ανάδρασης έχει αντίστοιχη συνάρτηση μεταφοράς ανοιχτού βρόχου $KG(s) = K \frac{s^2 - 2s + 2}{s(s^2 + 3s + 2)}$.

Χρησιμοποιώντας το MATLAB να κατασκευάσετε το διάγραμμα του ΓΤΡ και να βρείτε τη μέγιστη τιμή του κέρδους K για την οποία το σύστημα είναι ευσταθές.



Άσκηση 3

Θεωρούμε το σύστημα του παρακάτω σχήματος:



- a) Για ποια τιμή του K οι κύριες ρίζες του ΣΚΒ αντιστοιχούν σε συντελεστή απόσβεσης $\zeta = 0.7$; (Χρησιμοποιείστε πρώτα την εντολή >>sgrid(0.7) και μετά σχεδιάστε τον ΓΤΡ)
- b) Για ποιες τιμές του K κύριες ρίζες του ΣΚΒ αντιστοιχούν σε συντελεστή απόσβεσης $\zeta > 0.64$ και φυσική συχνότητα $\omega_n > 1.5 \text{ rad/s}$; (Ακολουθείστε την διαδικασία που περιεγράφη σε προηγούμενη διαφάνεια)

Άσκηση 4

Ένα σύστημα ελέγχου ύψους ενός διαστημοπλοίου φαίνεται στο επόμενο λειτουργικό διάγραμμα.

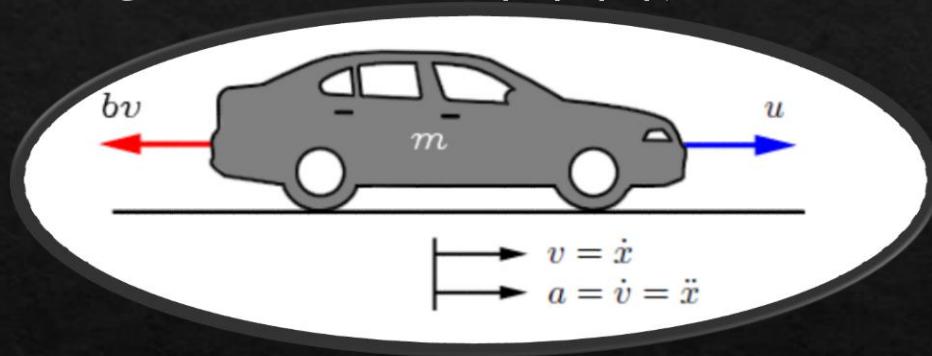


Για τον έλεγχο του ΣΚΒ χρησιμοποιείται ένας PD ελεγκτής με λόγο κερδών $K_P / K_D = 5$.

Κάνοντας χρήση του ΓΤΡ στο MATLAB να βρεθούν οι κατάλληλες ποσότητες K_P / J και K_D / J τέτοιες ώστε ο χρόνος ανόδου t_r να μην υπερβαίνει τα 0.3 seconds και το ποσοστό της υπερύψωσης στην αντίστοιχη βηματική απόκριση να μην υπερβαίνει το 10%. Να τυπώσετε την επίσης τη μοναδιαία βηματική απόκριση του ΣΚΒ.

Άσκηση 5

Το απλοποιημένο μοντέλο για το πρόβλημα του cruise control δίνεται παρακάτω για ένα αυτοκίνητο με μάζα $m=1000 \text{ kg}$ και συντελεστή τριβής $b=50$.



$$\text{Η ΣΜ του αυτοκινήτου είναι: } G(s) = \frac{1}{ms+b}.$$

- Σχεδιάστε και προσομοιώστε με τη βοήθεια του MATLAB έναν PID ελεγκτή με λόγους κερδών $K_p/K_D=0.3$ και $K_i/K_D=0.45$, ο οποίος θα επιβάλλει στο αυτοκίνητο σταθερή ταχύτητα $v=5\text{m/s}$ με μηδενική υπερύψωση και φυσική συχνότητα τουλάχιστον 0.03 rad/s .
- Θα μπορούσε μια πιο απλή δομή ελεγκτή να ικανοποιήσει τις παραπάνω προδιαγραφές;