

מתי דוד

תורת הblkלה

תיאוריה ותרגולים

לטכניים ולהנדסאים ב מגמות:

חשמל, אלקטرونיקה,

מכטロ닉ת, מכשור ובקרה

הקדמה :

ספר זה נכתב ע"מ לעזר בהבנת תהליכי הבקרה הנלמדים בבתי ספר להנדסאים ובמכלולות. הספר מכיל הסברים מקיפים לכל נושא ולאחר מכן מוצגים עשרות רבות של תרגילים ופתרונות מלאים. רמת הלימוד והדוגמאות בספר מתאימה להכנת הקורא ל מבחני מה"ט בתורת הבדיקה, במערכות אלק' פיקוד ובקרה, ויסות ובקרה ועוד'.

הסטודנט נדרש להכיר את המקצוע תורה החשמל כמקצוע קדם לתורת הבדיקה וכן כהו צפוי להכיר ברמה גבוהה את הנושאים המתמטיים הבאים : **מספרים מרוכבים, משוואות דיפרנציאליות וה-transformations לפולס.**

עשיתי כמויטב יכולתי להגיש לכם ספר נקי מטעויות, אך בוודאי יתכנו טעויות או העורות בספר זה. קיבל בשמה העורות ותיקונים שיש לעשות לפי דעתכם בספר. אני שלחו אליו תגובה בדואר אלק' :

matidavid@hotmail.com

אתם מוזמנים גם להיכנס לאתר האינטרנט שלי המכיל חומר רב גם מעבר לנושאי הבדיקה, בכתובת באינטרנט : www.matidavid.com.

כל תיקון, יפורסם באתר הנ"ל תחת הלשונית "הספרים שלי".

אני מודה לכל מי שעוזר לי בכתיבת הספר, לתלמידי שהעבironו אליו את העורותיהם, למך אין לרוץ ולמר אליו מיטב.
תודה רבה לחן וליאור זוז על ההגאה והעריכה של הספר.

תודה מיוחדת למשפחתי היקרה : לאישתי אינה וארכעת ילדי - חן, ליאור, נופר, ויובל שהם לצידי לאורך כל הדרך.

מahan לך קריאה נעימה ובהצלחה בלימודים.

מתי זוז

מאי 2009, חיפה.

תוכן העניינים :

עמוד

פרק 1 : מושגי יסוד

1 1.1 בקרה מהי.
1 1.2 מערכת בקרה.
1 1.3 תהליכי.....
1 1.4 למה בקרה ?
1 1.5 משתנה מבוקר.
1 1.6 משתנה מבקר.....
2 1.7 הפרעה או עומס.....
2 1.8 מערכת בחוג פתוח.....
2 1.9 מערכת בחוג סגור.....
3 1.10 דיאגראמה מלכנית של מערכת בחוג סגור.....
3 1.11 השגיאה המוחלטת.....
4 1.12 השגיאה היחסית.....
4 1.13 הבקר.....
5 1.14 החישון.....
5 1.15 אלמנט סופי.....
5 1.16 מערכת ויסות.....
5 1.17 מערכת עקייה.....
5 1.18 אוטות הכניסה למערכת הבקרה.....
6 1.19 איפיון אוטות מעשיים.....
6 1.20 סוגי אוטות כניסה מתמטיים.....
8 1.21 תగובות של מערכת הבקרה.....
9 1.22 מערכת ליניארית.....
10 1.23 מערכות מרובות כניסה ו/או יציאות.....

פרק 2 : דיאגראמה מלכנית של מערכות בקרה

12 2.1 פונק' תמסורת.....
16 2.2 המשוב השלייל.....
27 2.3 אלגברה של דיאגרומות מלכניים.....
37 2.4 תרשימי זרימה - SFG.....
39 2.5 כלל מייסון.....

פרק 3 : בקרה תהליכי

47 3.1 מבוא.....
47 3.2 בקר דו מצבי - On-Off
54 3.3 בעיות זמן מות.....

57 3.4 בקר יחסית (פרופורציונאל)
65 3.5 בקר אינטגרלי
68 3.6 בקר נגזרת - דיפרנציאלי
70 3.7 בקרים משולבים - PID, PI
72 3.8 כיוול בקרי PID בשיטת זיגלר ניקולס

פרק 4 : תగובות זמניות של מערכות בקרה

73 4.1 מבוא
73 4.2 מערכות מסדר ראשון
88 4.3 מערכות מסדר שני
100 4.4 מיקום שורשים של המשווה האופיינית
110 4.5 תגובה למדרגה במערכות מסדר שני בתת רישון
118 4.6 סיכום תגובות מערכות מסדר שני לגיל מדרגה והלט

פרק 5 : התמורות לפלס

119 5.1 מבוא
119 5.2 הגדרת התמרת לפלס
123 5.3 תוכנות של התמרת לפלס
124 5.4 התמורות לפלס נפוצות
128 5.5 התמרת לפلس הפוכה
142 5.6 שימוש בתמורות לפلس לりישום מישן דיפרנציאלית

פרק 6 : ניתוח מערכות במישור לפלס

149 6.1 מבוא
149 6.2 ניתוח מעגלים חשמליים
159 6.3 מילוי מכילים
178 6.4 מערכות תרמיות
187 6.5 תהליכי ריכוז חומר
193 6.6 תהליכי פnioומאטיים
198 6.7 מערכת מכנית קוית
219 6.8 מערכת מכנית סיבובית
225 6.9 מערכות המכילות גלאי שינוי
229 6.10 מערכות אלקטרו מכניות
246 6.11 הגבר סטטי של פונקי תמסורת
246 6.12 סיכום לרכיבים אוגרי אנרגיה

פרק 7 : ביצוע מערכות במצב מתמיד

עמוד	
249	7.1 השגיאה.....
250	7.2 סוגי אוטות כניסה.....
250	7.3 שגיאה במצב מתמיד.....
252	7.4 סיוג המערכת.....
253	7.5 חישוב שגיאות במצב מתמיד.....

פרק 8 : יציבות לפי קרייטריון רוט-הורוביץ R-H

266	8.1 יציבות BIBO.....
269	8.2 תנאי הכרחי ליציבות.....
270	8.3 תנאי רואט ליציבות - תנאי מספיק.....
278	8.4 יציבות של מערכת בקרה, בתלות הגבר.....

פרק 9 : מיקום גיאומטרי של שורשים Root-Locus

289	9.1 מיקום השורשים.....
292	9.2شرطוט מיקום השורשים - מג"ש.....
322	9.3 מקדם הריסון בעקבות L-R.....
326	9.4 סיכום המקרים הנפוצים לעקבות L-R.....

פרק 10 : תגובה תזרע העוקום פולארי - ניקויסט

329	10.1 מהי תגובה תזרע ?.....
333	10.2 העוקום הפולארי - עוקום ניקויסט.....
356	10.3 יציבות מתוך עוקום ניקויסט.....
357	10.4 עודף הגבר.....
357	10.5 עודף פאה.....

פרק 11 : תגובה תזרע עקומי בודה

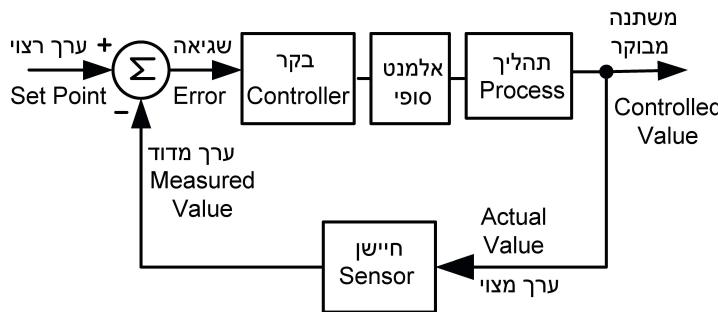
370	11.1 מבוא.....
371	11.2 הגבר לוגריתמי.....
373	11.3 חישוב הזווית בפונק' התמסורת.....
374	11.4 תרומות הקטבים והאפסים.....

פרק 11 : תגבות תזר עקומי בזדה (המשך)

עמוד	
385	11.5 תרגילים בציור עוקם בזדה.....
391	11.6 צייר עוקם בזדה בשיטה נומרית.....
395	11.7 מציאת פונקי' מסורת מתוך עוקם בזדה.....
403	11.8 מציאת פונקי' מסורת ע"י השיפועים.....
408	11.9 עודף הגבר וזווית.....

copyrights
Mati David
matidavid.com

1.10 דיאגרמה מלבנית של מערכת ב חוג סגור |:



בכל מערכת בקרה בחוג סגור קיים את כניסה הקובע את הערך הרצוי (Set-Point) של המשטנה המבוקר. לדוגמה, בתנור בישול אנו קובעים את טמפרטורת החימום ע"י כפתור הטמפרטורה שבחזית המכשיר. בזמןן אנו משתמשים בשלט לקבוע את הטמפרטורה הרצוי.
במערכת קיים חיישן המודד את ערכו של המשטנה המבוקש (הערך המצווי-המדד) וע"י השוואתו בין רצוי למצוי מתקבלת השגיאה. הבקר מקבל את ערכה של השגיאה ומגיב ע"י האלמנט הסופי וכך משנה פרמטר המשפע על תהליך, כל זאת ע"מ שהערך המצווי ישתווה לערך הרצוי. התהליך הנ"ל מתקיים בכל רגע ורגע.

1.11 השגיאה המוחלטת (ERROR): היא ההפרש בין רצוי למצוי.

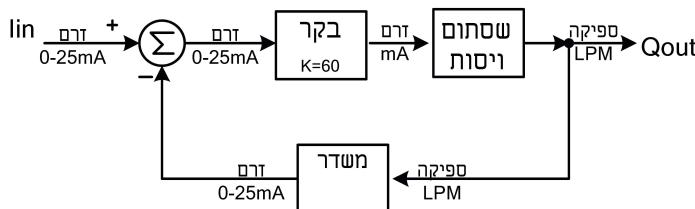
השאייפה לשגיאה שתיהיה תמיד קטנה. בשינוי הערך הרצוי או בהופעת הפרעה אחרת השגיאה תגדל ברגע מסוים ואנו מצלפים שמערכת הבקרה תפעל ותקטינו אותה למינימום האפשרי ובזמן קצר.

$$Error = C_{sp} - C_m$$

לדוגמא אם במערכת מיזוג הערך הרצוי ביום קיץ הוא $-24^{\circ}C$ והטמפרטורה הקיימת בחדר היא $-28^{\circ}C$ אז השגיאה במקרה זה תהיה: $E = 24 - 28 = -4^{\circ}C$.
בטמפרטורת חדר נמוכה מ- $-24^{\circ}C$, השגיאה חיובית.

פתרונות:

a. סכימת המלכנים :



b. תפקוד רגעית :

$$K_{valve} = \frac{100}{25} = 4 [LPM / mA]$$

$$G = K_p \times K_{valve} = 60 \times 4 = 240 [LPM / mA],$$

$$H = K_{transmitter} = \frac{25 - 0}{100 - 0} = 0.25 [mA / LPM]$$

$$T = \frac{G}{1 + GH} = \frac{240}{1 + 0.25 \times 240} = 3.934 [LPM / mA]$$

$$Error = R - K_{transmitter} \times Q = 16 - 0.25 \times 62 = 0.5mA \rightarrow$$

$$Pout = 0.5mA \times 60 = 30mA$$

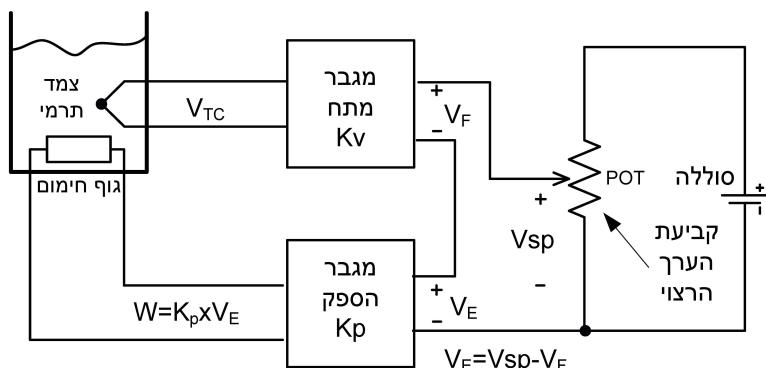
c. תפקוד במצב יציב :

$$T = \frac{G}{1 + GH} = \frac{Q}{I_{set_point}} = 3.934 [LPM / mA] \rightarrow$$

$$Q = 3.934 \times 15 = 59.01 LPM$$

תרגיל 2.2.5 :

נתונה מערכת בקרה לחימום נוזל במיכל, את הטמפרטורה כפזם וגוף החימום מייצר חום בהתאם להספק המושקע בו.



ציב את תנאי ההתחלה:

$$\begin{aligned} Vc(t) &= Vc_{HOM}(t) + Vc_{PRV}(t) = \\ &= 4t^2 - 14t + 21 + \ell^{-\frac{2}{3} \times t} \times [C_1 \times \cos(0.4714 \times t) + C_2 \times \sin(0.4714 \times t)] \end{aligned}$$

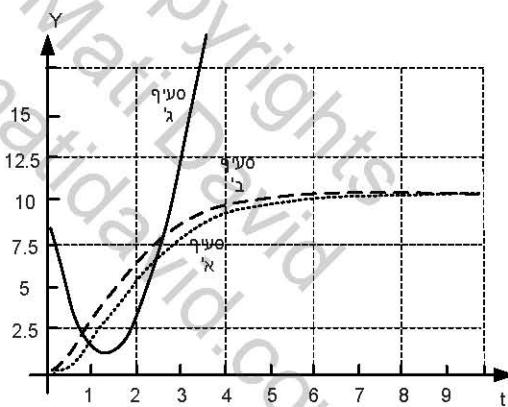
$$Vc(0) = 0 = 21 + C_1 \rightarrow C_1 = -21$$

$$Vc'(0) = 0 = -14 - \frac{2}{3}(-21) + (0.4714 \times C_2) \rightarrow C_2 = 0$$

$$Vc(t) = 4t^2 - 14t + 21 + \ell^{-\frac{2}{3} \times t} \times [-21 \times \cos(0.4714 \times t)] =$$

$$Vc(t) = 4t^2 - 14t + 21 - 21 \times \ell^{-\frac{2}{3} \times t} \sin\left(0.4714 \times t + 90 \times \frac{\pi}{180}\right)$$

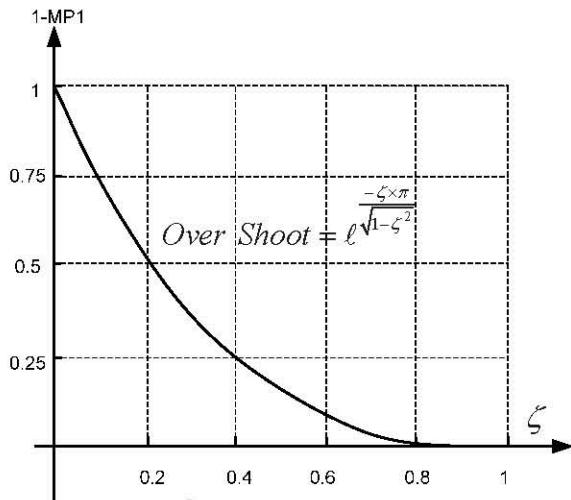
ציור התגובה הזמנית:



4.4 מיקום השורשים של המשווה האופיינית והשפעתם על התגובה:

במשוואת הדיפרנציאלית ההומוגנית של משתנה היציאה, נחליף את הנגזרות באופרטור D וונրשום אותה בצורה הבאה:

$$\begin{aligned} aD^2 + bD + c = 0 &\rightarrow D^2 + 2 \times \zeta \times \omega_n D + \omega_n^2 = 0 \\ \omega_n = \sqrt{\frac{c}{a}}, \zeta = \frac{b}{2\sqrt{ac}} \end{aligned}$$



זמן התיצבות (steady State) עד להתקנסות לגודל שגיאה נתונה:

$$\left| \frac{\ell^{-\zeta \omega_n t_{ss}}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \right| < \frac{\text{Error}(\%)}{100} \rightarrow$$

$$t_{ss} = \frac{-\ln \left[\left(\frac{\text{Error}(\%)}{100} \right)^2 \times (1 - \zeta^2) \right]}{2 \times \zeta \times \omega_n}$$

$$t_{ss}(1\%) \approx 5\tau = \frac{5}{\zeta \times \omega_n}$$

$$t_{ss}(2\%) \approx 4\tau = \frac{4}{\zeta \times \omega_n}$$

$$t_{ss}(5\%) \approx 3\tau = \frac{3}{\zeta \times \omega_n}$$

5.3 תכונות של התמורות לפולס:

מיישור הזמן	מיישור לפולס	הפעולה	
$af_1(t) + bf_2(t)$	$aF_1(s) + bF_2(s)$	ליינאריות	A
$f(at)$	$\frac{1}{a}F(S/a)$	שינויי קנה מידה	B
$e^{-at}f(t)$	$F(S+a)$	הזהה בתדר	C
$\begin{cases} f(t-a) \Leftrightarrow t > a \\ 0 \Leftrightarrow t < a \end{cases}$	$e^{-as}F(s)$	השחיה בציר הזמן	D
$f'(t)$	$S \times F(S) - f(0)$	נגזרת	E
$f''(t)$	$S^2 \times F(S) - S \times f(t=0) - f'(t=0)$	נגזרת שנייה	F
$t \times f(t)$	$-F'(S)$	הכפלת t	G
$t^2 \times f(t)$	$F''(S)$	הכפלת t^2	H
$\int_0^t f(t)dt$	$\frac{F(S)}{S}$	אינטגרל זמן	I
$\lim_{t \rightarrow \infty} [f(t)] = \lim_{s \rightarrow 0} [S \times F(s)]$		משפט הערך הסופי	J
$\lim_{t \rightarrow 0} [f(t)] = \lim_{s \rightarrow \infty} [S \times F(s)]$		משפט הערך התחלתי	K

6.3 מילוי מיכליים:

אחד הדברים הנפוצים בברירה זה מילוי מיכל בנזול, אם זה מים, שמן או אפיו מילוי גז. בנושא זה נctrיך להכיר מושגים חדשים שילוו אותנו לאורך המוצע:

מפלס, גובה - H : (נקרא לפעמים גם עומך) ביחידות של מטר, סנטימטר וכו'.

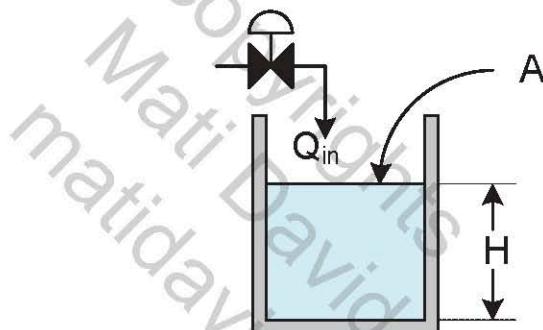
ספיקה - Q : ביחידות מקובלות כמו ליטר לשניה, ליטר לשעה, טון שעה וכו'.

קיבול המייל - C : ביחידות כמו של ליטר, קוב וכו'.

התנודות לזרימה - R : ביחידות של ספיקה להפרש לחצים.

לחץ - P : כוח ליחידת שטח, לחץ הרבה ייחדות כמו אטמוספרות, PSI,

סנטימטר כספית וכו'.



נפתח את הנוסחה הבסיסית, הפרש הגובה של המפלס תלוי בספיקה הנקננת ושטח פנים הנזול A :

$$Q_{in}(t) = A \times \frac{dh(t)}{dt}$$

نبצע אינטגרציה על הביטוי הקודם ונקבל שהמפלס יחסית לטוכם כל הנזול שנכנס.

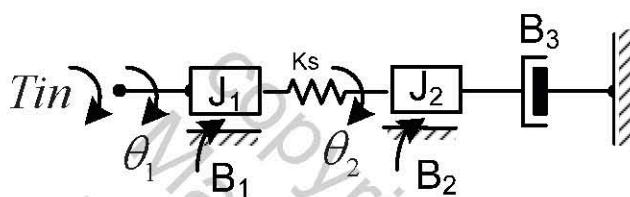
$$h(t) = \frac{1}{A} \int_0^t Q_{in}(t) dt \rightarrow H(S) = \frac{1}{A} \times \frac{1}{S} Q_{in}(S)$$

תרגיל 6.8.2:

במערכת הבאה המומנט הכניסה הוא $Tin = 12[N \times m]$ - נתוני המערכת הם :

$$J_1 = 6 \left[\frac{N \times m}{rad/sec^2} \right], J_2 = 8 \left[\frac{N \times m}{rad/sec^2} \right], B_1 = 3.5 \left[\frac{N \times m}{rad/Sec} \right],$$

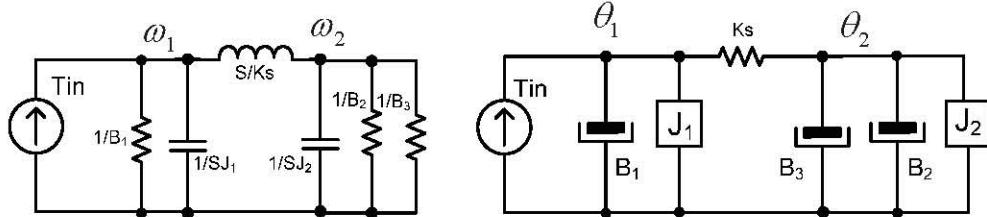
$$B_2 = B_3 = 2.5 \left[\frac{N \times m}{rad/Sec} \right], K_s = 0.2 \left[\frac{N \times m}{rad} \right]$$



- שרטט מעגל מכני וחסמי למערכת הניל.
- חשב את המטריצה ממנה ניתן למצוא את שתי התמסורתות (הزوויות יחסית למומנט הכניסה).
- מצא את התמסורתות ואת התגובה הזמןית.

פתרונות:

a. השרוטוטים :



פרק 8: יציבות לפי קרייטריון ראות-הوروוביץ R-H

8.1 יציבות - BIBO: כאשר מכניםים מערכת אוטונומית בעוצמה מוגבלת אנו מצפים שגם התגובה תהיה מוגבלת ושהמערכת לא תגיע לערכי גבויים ובלתי מוגבלים - מה שנקרה בשפה מקצועית Bounded Input - Bounded Output. בדיקת יציבות מערכת יש לחזור את שורשי המשוואה האופיינית, ניקח מספר מקרים לדוגמה:

a. קווטב בודד בחלק השמאלי של המישור הקומפלקסי:

$$C(S) = \frac{A}{S+5} \rightarrow C(t) = A \times \ell^{-5t} \rightarrow C(t \rightarrow \infty) = A \times \ell^{-5 \times \infty} = 0$$

זהי מערכת מסדר ראשון, מיקום הקוטב (מקום בו המכנה מתאפס) הוא בחלק השיליי של המישור הקומפלקסי בנקודה $-5 = P$. הפתרון הזמני מכיל חזקה עם מקדם שלילי לפיכך התגובה מתכטשת לאפס בסופו של דבר.

b. קווטב בודד בחלק הימני של המישור הקומפלקסי:

$$C(S) = \frac{A}{S-5} \rightarrow C(t) = A \times \ell^{5t} \rightarrow C(t \rightarrow \infty) = A \times \ell^{5 \times \infty} = \infty$$

המערכת מסדר ראשון, מיקום הקוטב בחלק החיובי של המישור המרוכב, הפתרון הזמני עולה במהלך הזמן. יציאת המערכת אינה מוגבלת תיאורטית.

g. שני כתבים ממשיים בחלק השמאלי של המישור המרוכב ואחד בראשית הצירים:

$$C(S) = \frac{A}{S(S^2 + 5S + 6)} = \frac{A}{S(S+2)(S+3)} = \frac{C_1}{S} + \frac{C_2}{S+2} + \frac{C_3}{S+3} \rightarrow$$

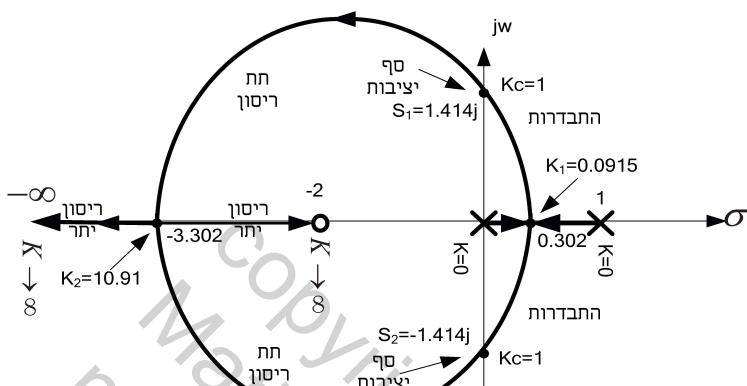
$$C(t) = C_1 + C_2 \times \ell^{-2t} + C_3 \times \ell^{-3t} \rightarrow C(t \rightarrow \infty) = C_1$$

שני חלקים הפתרון מתכנסים לאפס והיציאה נשארת חסומה, המערכת יציבה.

נציב את הערך של Kc במקדים של שורה² S ונפתר את המשוואה :

$$1 \times S^2 + 2 \times 1 = 0 \rightarrow S_{1,2} = \pm \sqrt{2}j$$

יש לנו כבר מספיק פרטיים, ניגש לציור :



תרגיל 9.2.2 : שרטט את המג"ש של $G(S)H(S) = \frac{K(S+4)}{S(S+1)(S+2)(S+5)}$

פתרון:

בגרף ארבעה ענפים המתחילהם ב- 0, -2, -1, -5, אחד מהם מסתאים

ב- 4 והאחרים מסתיימים בשולוש אסימפטוטות.

נחשב את מרכז הcovid - נקודת המפגש של שלושת האסימפטוטות :

$$\sigma_D = \frac{\sum_i^n \operatorname{Re} al(Pi) - \sum_1^m \operatorname{Re} al(Zi)}{n-m} = \frac{0-1-2-5-(-4)}{4-1} = -\frac{4}{3} = -1.333$$

זווויות האסימפטוטות :

$$\phi = \frac{(1+2 \times h) \times 180}{4-1} \Big|_{h=0,1,2} = 60^\circ, 180^\circ, 300^\circ = -60^\circ$$

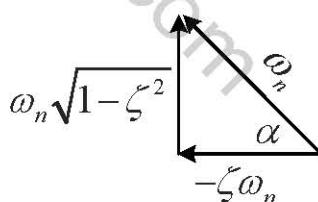
הקטועים $[0 \rightarrow -1], [-2 \rightarrow -4], [-5 \rightarrow -\infty]$ שעל הציר ממשי שייכים לגרף, היות ומיניהם מספר אי זוגי של כתבים ואפסים.

9.3 מקדם הריסון בעקבות Root Locus

בנושא מס' 4 - ניתוח מערכות מסדר שני, הכרנו את מקדם הריסון וכייזד ערכו קובע את אופי תגובת המערכת. ראיינו שעבור מקדם ריסון $\zeta < 1 < 0$ המערכת נמצאת בתת ריסון דבר הגורם לתגובה יתר ותונודתיות מסוימת באוט היציאה. חשיבותו של גורם הריסון לפיכך היא גבואה ומשמעותית. בדיאגרמת רוט לוקוס ניתן למצוא את השפעתו של אותו מקדם הריסון. נסתכל על המשוואה מסדר שני ונמצא את מיקום שורשיה בריסון תת קריטי:

$$S^2 + 2\zeta\omega_n S + \omega_n^2 = 0 \rightarrow$$

$$\begin{aligned} S_{1,2} &= \frac{-2\zeta\omega_n \pm \sqrt{4\zeta^2\omega_n^2 - 4\omega_n^2}}{2} \Big|_{0 < \zeta < 0} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2} = \\ &= \omega_n \left(-\zeta \pm j\sqrt{1-\zeta^2} \right) = \sqrt{(-\zeta\omega_n)^2 + (\omega_n\sqrt{1-\zeta^2})^2} \angle \pm \tan^{-1} \left(\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} \right) = \\ &= \omega_n \angle \pm \tan^{-1} \left(\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} \right) \end{aligned}$$



היחס בין החלק ממשי לגודל הקוטב (קוסינוס של הזווית) שווה למקדם הריסון:

$$\zeta = -\frac{\zeta\omega_n}{\omega_n}, \quad \cos(\alpha) = \frac{-\zeta\omega_n}{\omega_n}$$

$$\cos(\alpha) = \zeta \quad \text{ירצ, ולכן:}$$

אם נוכל לנצל זאת בדיאגרמת R-L? התשובה היא כן!

כלל 4: מצא ביטוי לגודל התמסורת (הערך המוחלט של הפונקי) - $|G(w)H(w)|$ וחשב את גודל התמסורת עבור מספר תדרים (עבור תדרות 0 וAINSOV זה הכרחי, אך כדי גם תדרים נוספים).

כלל 5: מצא ביטוי להפרש המופיע (הזווית של פונקי התמסורת) - $(\phi(w))$, חשב את גודל הזווית עבור מספר תדרים (עבור 0 וAINSOV זה הכרחי, אך כדי גם תדרים נוספים). במהלך הניתוח כדאי לשים לב לסוג המערכת (מספר הקטבים בראשית היצירם של פונקי התמסורת בחוג פתוח), המגדיר את זווית הכניסה של הגראף. במערכות מסווג אפס הגראף מתחילה ב- 0° , במערכות מסווג אחד זווית ההתחלה היא ב- -90° , וכך הלאה. זווית ההתחלה בצורה כללית עבור מערכת מסווג K :

$$\phi(w=0) = -K \times 90^\circ$$

זווית הסיום מחושבת לפי הפרש מספר האפסים והקטבים, המוכפל ב- 90° :

$$\phi(w \rightarrow \infty) = (m-n-k) \times 90^\circ$$

מצא את ω_x (אם קיים) בו מתקיים: $\phi(\omega_x) = -180^\circ$ ואת גודל התמסורת בתדר זה. מצא את ω_y (אם קיים) בו מתקיים: $\phi(\omega_y) = -90^\circ, -270^\circ$ ואת גודל התמסורת בתדר זה.

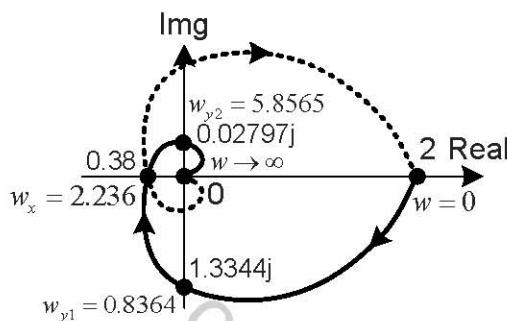
כלל 6: צייר את העקום החל מתדר אפס ועד אינסוף, השלם את הגראף בצורה סימטרית עבור תדרים השליליים (מאפס ועד $-\infty$).

תרגיל 10.2.2.1 : (מערכת מסווג "0" קוטב בודד), צייר עקום ניקויסט לפונקי תמסורת בחוג פתוח של מערכת מסוימת :

$$G(S)H(S) = T_{OL}(S) = \frac{1}{S+2}$$

במקרה זה, החישוב למפגש עם הצירים הוא מעט מסובך לניתוח אנליטי, נסתפק בפתרון הנומרי.

שרטוט העקום:



תרגיל 10.2.2.5 : (מערכת מסוג "1" בעלת קוטב ממשי), שרטט עקום ניקויסט

$$G(S)H(S) = T_{OL}(S) = \frac{5}{S(S+1)}$$

פתרון:

השפעת הקוטב בראשית: הזווית ההתחלה היא -90° , כל הגרף מסובב -90° עם כיוון השעון. עברו מדרים נומקיים התמיסורת תהיה גבוהה מאוד בגלל ה S שבמכנה ויתכן שבמקרה זה העקום אינו מתחילה צמוד לציר Y . בשירותו חלק עברו התזרים השליליים העקום "ינגרו" ברדיוס אינסופי.

$$T_{OL}(S) = \frac{6}{S(S+2)} \rightarrow \frac{3}{jw \left(j\frac{w}{2} + 1 \right)} = \frac{3}{-\frac{w^2}{2} + jw} \rightarrow$$

$$\left| T_{OL}(jw) \right| = \frac{3}{\left| w \right| \sqrt{1 + \left(\frac{w}{2} \right)^2}}, \left| T_{OL}(jw=0) \right| \rightarrow \infty, \left| T_{OL}(jw \rightarrow \infty) \right| = 0$$

$$\phi(jw) = -90 - \tan^{-1} \left(\frac{w}{2} \right), \phi(jw=0) = -90^\circ, \phi(jw \rightarrow \infty) = -180^\circ$$

ד. בדיקה לפי קритריון R-H, לשם כך יש לחשב את התמසות הכלליות:

$$\begin{aligned}
 T(S) &= \frac{G(S)}{1+G(S)H(S)} = \frac{\frac{K}{S(S+1)}}{1+\frac{K}{S(S+1)(S+2)(S+3)}} = \frac{K(S+2)(S+3)}{S(S+1)(S+2)(S+3)+K} = \\
 &= \frac{K(S+2)(S+3)}{S^4 + 6S^3 + 11S^2 + 6S + K} \rightarrow
 \end{aligned}$$

$$S^4 : \quad 1 \quad 11 \quad K$$

$$S^3 : \quad 6 \quad 6$$

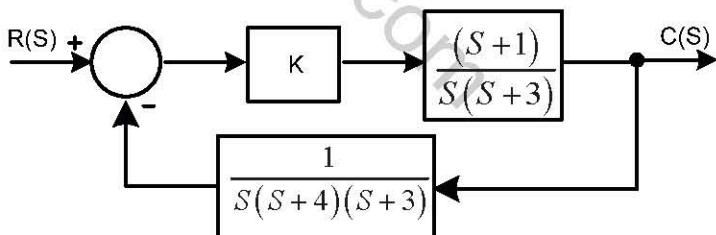
$$S^2 : \quad 10 \quad K \quad \xrightarrow{\frac{60-6K}{10} > 0} 0 < K < 10$$

$$S^1 : \quad \frac{60-6K}{10}$$

$$S^0 : \quad K$$

. $K_c = 10$, זהה.

תרגיל 10.5.4: נתונה מערכת הבקרה הבאה:



א. עבור המערכת צייר עקום פולاري.

ב. מהו ההגבר הקרייטי על סף יציבות?

ג. עבור $K = 1.5$ מה יהיה עוזף הפעזה?

ד. בדוק האם הגבר קרייטי עשיי קרייטריון ראות - הורוביץ.

נמשיך עם מפגש עם ציר Y , נעשה זאת בצורה נומרית בעזרת המחשבון :

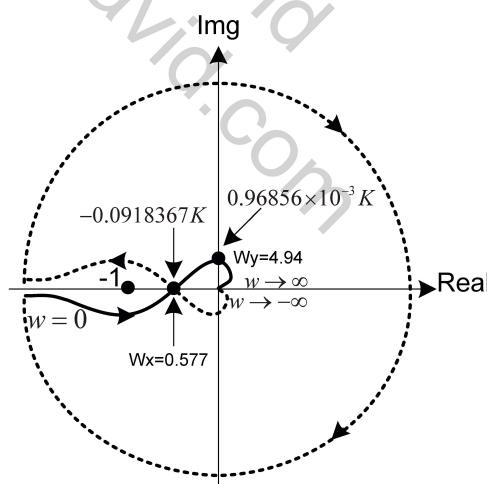
$$\phi(jw_y) = -270 = -180 - \tan\left(\frac{w_y}{4}\right) - 2 \tan\left(\frac{w_y}{3}\right) + \tan\left(\frac{w_y}{1}\right) \rightarrow$$

$$w_y = 4.9468 [\text{Rad / Sec}]$$

$$G(jw_y) = \frac{K(jw+1)}{-w^2(jw+4)(jw+3)^2} =$$

$$= \frac{K(j4.9468+1)}{-4.9468^2(j4.9468+4)(j4.9468+3)^2} = j0.96856 \times 10^{-3} K$$

נציר את הגרף, יש לשים לב שהיות והאפס (המונח) מגיע בתדר נמוך יותר מהקטבים הוא מקטין בהתחלה את הזווית ורק בתדרים גבוהים יותר הקטבים מגדילים את הזווית עד -360° .



ב. הגבר הקרייטי בתדר w_x : $-0.0918367Kc = -1 \rightarrow Kc = 10.888$

ג. עבור $K = 1.5$ עוזף הפעזה: יש למצוא באיזה תדר התמסורת בערך מוחלט שווה לאחד. פתרו בצורה נומרית:

$$|G(jw_1)| = 1 = \frac{\frac{1.5}{36} \sqrt{1 + \left(\frac{w_1}{1}\right)^2}}{w_1^2 \sqrt{1 + \left(\frac{w_1}{4}\right)^2} \times \left[1 + \left(\frac{w_1}{3}\right)^2\right]} \rightarrow w_1 = 0.20563 [\text{Rad / Sec}]$$

$$G(jw_1) = \frac{1.5(j0.20427 + 1)}{-0.20427^2 (j0.20427 + 4)(j0.20427 + 3)^2} = 1 \angle -179.165 \rightarrow$$

$$PM = 180 - 179.165 = 0.835^\circ$$

ד. נבדוק יציבות לפי קרייטריון ראות הורוביץ : R-H

$$T(S) = \frac{\frac{K(S+1)}{S(S+3)}}{1 + \frac{K(S+1)}{S^2(S+4)(S+3)^2}} = \frac{KS(S+1)(S+4)(S+3)}{S^2(S+4)(S+3)^2 + K(S+1)} = \\ = \frac{KS(S+1)(S+4)(S+3)}{S^5 + 10S^4 + 33S^3 + 36S^2 + KS + K}$$

$$S^5 : \quad 1 \quad 33 \quad K$$

$$S^4 : \quad 10 \quad 36 \quad K$$

$$S^5 : \quad 29.4 \quad 0.9K$$

$$S^5 : \quad \frac{1058.4 - 9K}{29.4} = 36 - \frac{15}{49}K \quad K$$

$$S^5 : \quad \frac{\left(36 - \frac{15}{49}K\right) \times 0.9K - 29.4K}{36 - \frac{15}{49}K} \quad 0$$

$$S^5 : \quad K$$

נבדוק את תחום היציבות לפי קרייטריון R-H :

$$\rightarrow \begin{cases} K > 0 \\ 36 - \frac{15}{49}K > 0 \rightarrow K < 117.6 \\ \left(36 - \frac{15}{49}K\right) \times 0.9K - 29.4K > 0 \rightarrow 0 < K < \frac{98}{9} = 10.88 \end{cases}$$

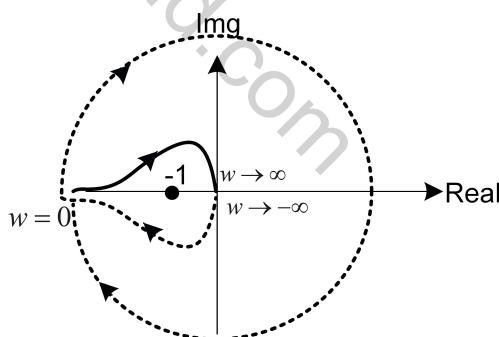
וזהו ההגבר הקרייטי שכבר מצאנו.

תרגיל 10.5.5 : נתונה מערכת בקרה בעלת מושב יחידה ותמסורת בחוג פתוח,

$$G(S)H(S) = T_{OL}(S) = \frac{10}{S^2(S+2)}$$

פתרון:

(זאת דוגמא מס' 10.2.2.8), חשב את עודף פאזה והגבר, האם היא יציבה ?
עוקם ניקויסט שהתקבל הוא :



כבר מהציור אנו רואים של מערכת ישנה בעיה של יציבות, היות ויש שני מעגלים סגורים סביב -1, נמצא את עודף הגבר ע"י מזיאת גודל המחוג שבזווית 180° - :

$$\phi(jw_x) = -180 \rightarrow w_x = 0 \rightarrow |T_{OL}(jw=0)| \rightarrow \infty > 1 \rightarrow \text{Not Stable!}$$

בדומה לעקומת ניקויסט, את עקומי בודה מושתטים על סמך פונק' התמסורת
ב>Show Open : $G(S)H(S)$

11.2 הגברelogarithmic: נגדיר הגבר בדציבלים - (db)

$$\text{Log Magnitude} = Lm$$

$$Lm = [G(jw)H(jw)] = 20 \log [|G(jw)H(jw)|]$$

ההמרה לרשום לוגריטמי היא נוחה משתי סיבות: האחת, הטווח הגדול של הערכים היכולים להתקבל בפונק' המקורית לעומת הציגתה הדציבלית שהיא יותר מצומצמת וסיבה חשובה לא פחות היא התכוונה הבאה המוכרת לנו מתמטיקה:

$$\log \left[\frac{A \times B}{C \times D} \right] = \log(A) + \log(B) - \log(C) - \log(D)$$

כלומר, פעולות כפל וחילוק (בתוך הלוגריתם) הופכות לפעולות חיבור וחיסור, דבר המקל מאד על ניתוח המערכות. ניקח מספר ערכים להבנת הרעיון:

X	$Lm(X) = 20 \log X $
10	20db
60	35.56db
100	40db
1000000	120db
1	0
0.1	-20db
0.02	-33.979db

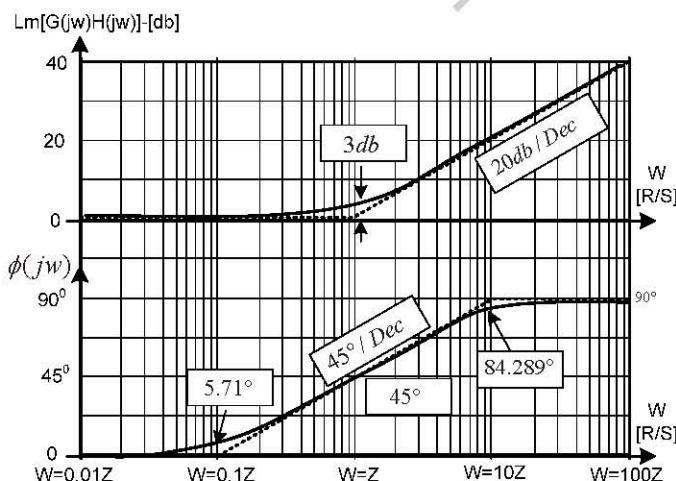
שימוש: בהגבר מעל 1 הערך הלוגריטמי הוא חיובי. בהגבר השווה ל- 1 הערך הלוגריטמי - db. בהגבר קטן מ- 1 (הנחתה) הערך הלוגריטמי שמתקבל הוא שלילי.

נבדוק את הערכים להגבר ולזווית בתדרים של דקודה אחת אחרי נקודת האפס Z
ודקודה אחת לפנייה:

$$Lm(jw) = 20 \log \left[\sqrt{1 + \left(\frac{w}{Z} \right)^2} \right] \rightarrow \begin{cases} w = 0.1Z \rightarrow 20 \log \left[\sqrt{1 + \left(\frac{0.1Z}{Z} \right)^2} \right] = 0.043 \approx 0 \\ w = Z \rightarrow 3db \\ w = 10Z \rightarrow 20 \log \left[\sqrt{1 + \left(\frac{10Z}{Z} \right)^2} \right] = 20.0432db \end{cases}$$

$$\phi(jw) = \tan \left(\frac{w}{Z} \right) = \begin{cases} w = 0.1Z \rightarrow \phi = \tan^{-1} \left(\frac{0.1Z}{Z} \right) = 5.71^\circ \approx 0 \\ w = Z \rightarrow \phi = 45^\circ \\ w = 10Z \rightarrow \phi = \tan^{-1} \left(\frac{10Z}{Z} \right) = 84.289^\circ \approx 90 \end{cases}$$

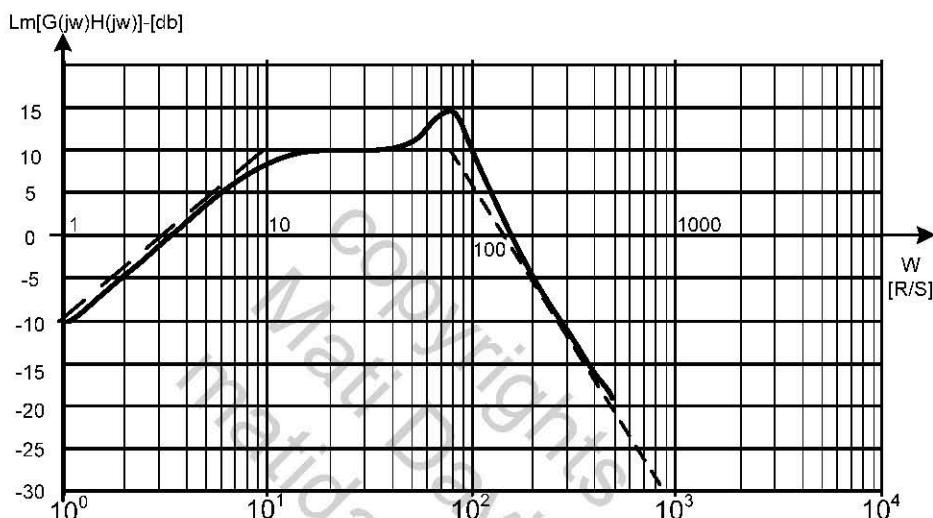
לפי התוצאות הנ"ל, גודל התמסורת של האפס מתחילה לעלות בסביבות תזוזר האפס- $w = Z$ (שם ההגבר הוא 3db). מעלה לתזוזר זה, ההגבר עולה בקצב של 20db/ Dec לדקודה. הזווית מתחילה לעלות החל מדקודה אחת לפני האפס ($w = 0.1Z$) ומסיימת את עלייתה קרוב לתזוזר שהוא דקודה אחת מעל התזוזר האפס ($w = 10Z$). נצייר את עוקום בזוזה עבור מקרה זה.



הגבר כאנ מעט שונה (90 לעומת 86.52) היה וממוצע הגף קשה למצוא במדודים ערכיים. לדעתי, זו התוצאה הנכונה והיא מדויקת יותר.
בכל אופן, אין לצפות לדיווק מושלם בניתוח כזה.

תרגיל 11.8.2 :

מצא את משווה פונק' התמסורת מתוך עוקם הגבר של בוזה:



פתרון:

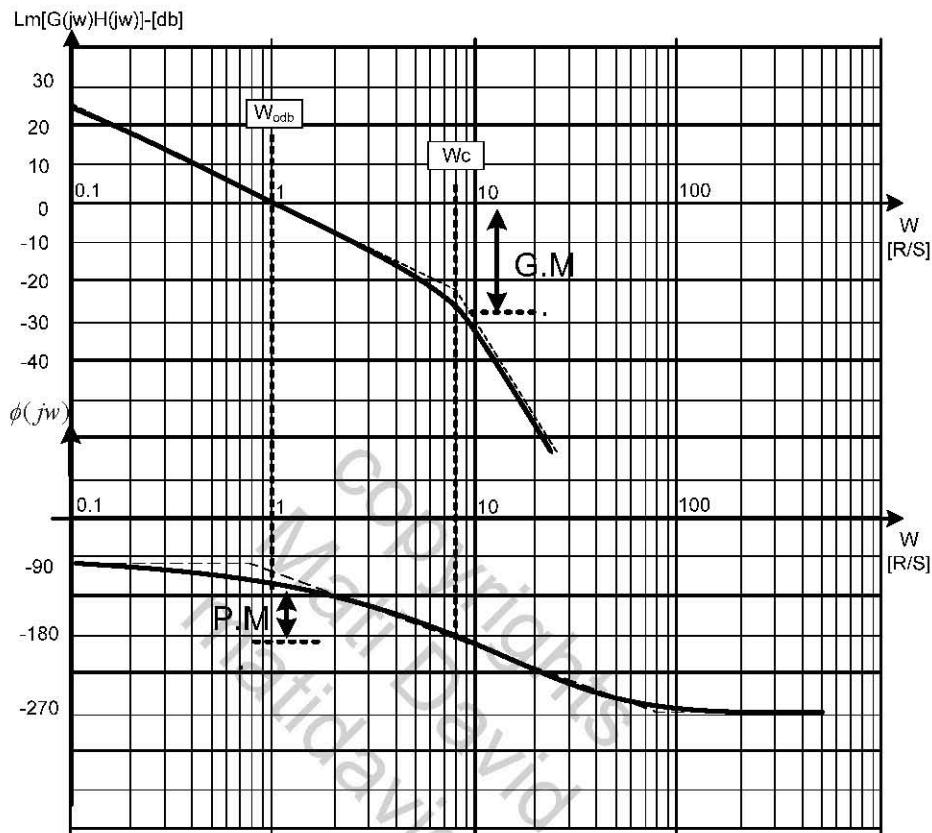
ה"גבעה" בעוקם רומזת על פונק' בעלת שורשים מרוכבים. ננתח לפי שיטות
ולאחר מכן נתקן את הפונק' בעזרת מקדם הריסון.

$$w_1 = 1, w_2 = 10, w_3 = 90, w_4 = 400, w_0 = 1 \rightarrow K_0 = -10 \text{ dB}$$

$$\alpha_1 = \frac{\text{Lm}(w=10) - \text{Lm}(w=1)}{\text{Log}\left(\frac{10}{1}\right)} = \frac{10 \text{ dB} - (-10 \text{ dB})}{1 \text{ Decade}} = 20 \text{ [dB / dec]}, \alpha_2 = 0$$

$$\alpha_3 = \frac{\text{Lm}(w=400) - \text{Lm}(w=100)}{\text{Log}\left(\frac{400}{100}\right)} = \frac{-15 \text{ dB} - (10 \text{ dB})}{0.699 \text{ Decade}} = -41.52 \text{ [dB / dec]} \rightarrow -40 \text{ [dB / dec]}$$

شرطוט עוקום בודה :



תרגיל 11.9.2 :

למערכת בקרה ארבעה מרכיבים כך שהתמסורת שלה בחוג פתוח היא :

$$T_{OL}(S) = G(S)H(S) = K \times \frac{S + Z_1}{S(S + P_1)(S + P_2)}$$

במערכת קיים הגבר K , משוב יחידה ומשווה. כמו כן נתון עוקום בודה, המוצג בעמוד הבא.

א. מהו עוזף המופיע של המערכת (הערכתה).

ב. מהו עוזף ההגבר ?

ג. האם המערכת יציבה ?

ד. איזה מבין העוקומים ישנה אם ישנו את הגבר הבקר שבתחליך ?

ה. האם יציבות המערכת הניל תלויה בהגבר K שבתחליך ?