

محاذاة رقم (09)

امثلة مهمة حول

محاذاة Root locus

* تم توضيح بالمحاذاة السابقة (Lec-8) بان طريقة root locus هي طريقة لتحديد استقرارية closed loop النظام كالمحاذاة open loop (GH) وتتضمن اجراء مجموعة من الخطوات لفرض رسم دائرة الكدور عندما k تتغير من (0 → ∞) في الامثلة السابقة المعادلات لم تتضمن complex root لذا فان هذه المحاذاة سوف تتضمن بعض الامثلة التي تتضمن complex root وكما يلي

EX1 (Problem of 10.6 from ch 10)

sketch the root-locus plot and determine damping ratio (ζ) for k = 1.33.

$$G(s) = \frac{K(s+2)}{s^2+2s+3}, H=1$$

الكل يتم اعتماد معادلة O.L.T.F = GH

$$O.L.T.F = G(s)H(s) = \frac{K(s+2)}{s^2+2s+3}$$

① No. of m = 1, s = -2
no. of poles n = 2

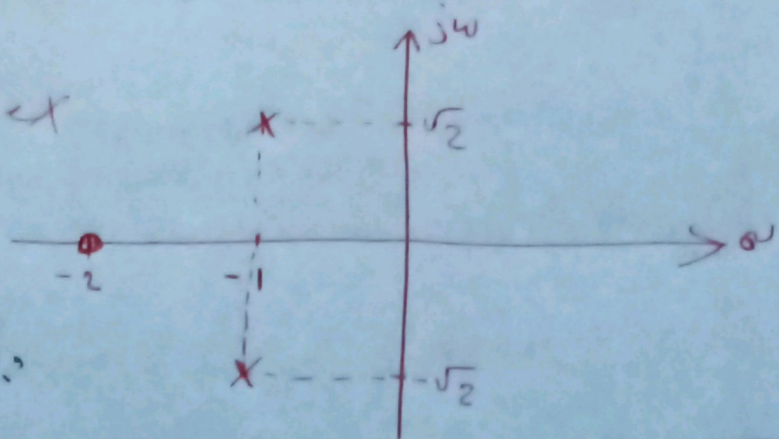
نلاحظ ان هذه المعادلة فيها one zero + 2 poles

$$s_{1,2} = -1 \pm \sqrt{2}j \leftarrow \text{Complex}$$

② No. of asymptot n-m = 1

لايتا زاوية واحدة فقط

$$\theta_0 = \frac{+ \pi(2l+1)}{n-m} = \frac{+ \pi}{1} = + \pi$$



(P1)

صاحب نقاط التوقف (break point)

$$1 + GH = 0$$

$$1 + \frac{k(s+2)}{s^2+2s+3} = 0$$

$$\frac{s^2+2s+3+k(s+2)}{s^2+2s+3} = 0 \Rightarrow k = \frac{-(s^2+2s+3)}{(s+2)}$$

تم إيجاد k

بعدها يتم اشتقاق معادلة k نسبة لـ s $\frac{dk}{ds} = 0$ لفتحها إيجاد نقاط break

$$\frac{dk}{ds} = -\frac{[(s+2)(2s+2) - (s^2+2s+3) \times 1]}{(s+2)^2} = 0$$

$$= [-[s^2+4s+1] = 0] \times -1$$

$$= s^2+4s+1 = 0 \rightarrow \begin{matrix} s_1 = -3.732 \\ s_2 = -0.268 \end{matrix}$$

تم تقويمها
معادلة k

$k_1 = +ve$

$k_2 = -ve$

هذه ليست نقطة توقف لأن k سالبة لذلك فإن

$s_1 = -3.732$ break point لأنها إيجابية
 k موجبة

④ intersection point with Imag. axis

تم إيجاد نقطة التقاط مع المحور الخيالي (العمودي) من المعادلة التالية

$$1 + GH = 0 \Rightarrow s^2+2s+3+k(s+2) = 0$$

تفرض $s = j\omega$ \rightarrow تفرض $-w^2+2jw+3+kjw+2k=0$

تم فصل Imag. part و real part $(-w^2+3+2k) + jw(2+k) = 0 + 0j$

نساوي = 0 $\Rightarrow w(2+k) = 0 \Rightarrow w = 0$

تم تفويضها بإيجاد $-(w^2+3+2k) = 0$

$0 + 3 + 2k = 0 \Rightarrow k = -\frac{3}{2}$

نجد لأن k يجب أن تكون موجبة لذلك تكون

range of k is $0 < k < \infty$

5) angle of dep. & angle of arrival
المغادرة الوصول

* يتم حساب زاوية المغادرة في حالة وجود Complex Poles

* يتم حساب زاوية الوصول في حالة وجود Complex zero

في هذا السؤال لدينا Complex Poles لذا نتابع حساب angle of dep

بصورة عامة قانون حساب (angle of departure) and angle of arrival

$$\text{angle of dep.} = 180 - \underbrace{\sum \theta_p}_{\text{مجموع زوايا ال Poles}} + \underbrace{\sum \theta_z}_{\text{مجموع زوايا Zero}}$$

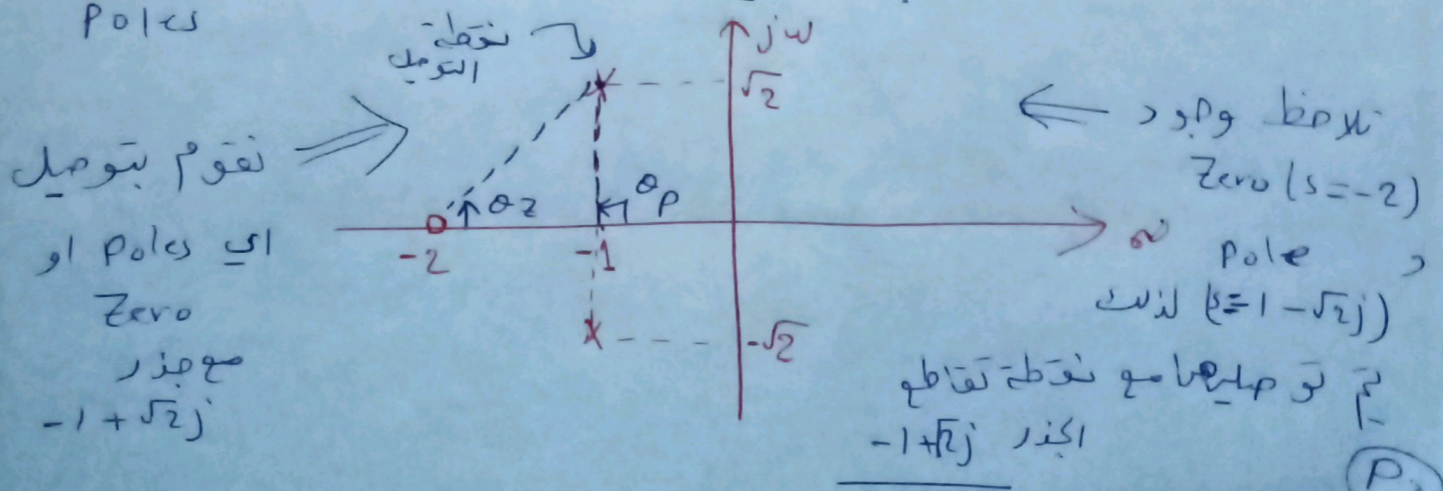
$$\text{angle of arrival} = 180 + \sum \theta_p - \sum \theta_z$$

هذا القانون يعكس القانون (زاوية المغادرة) فقط
الاختلاف بالإشارة

* في السؤال لدينا Complex poles لذلك يجب فقط حساب

$$\text{angle of dep.} = 180 - \sum \theta_p + \sum \theta_z$$

يتم حسابها من كل زاوية لـ Poles و Zero
بعد تحديد نقطة توصيل مع الـ Complex Poles



* نلاحظ ان الجذر $1 - \sqrt{2}$ يقع برادية 90° مع نقطة تقاطع $(-1 + \sqrt{2})$ بينما زاوية $zero$ ($s = -2$) يوجد مثلث لذلك توجد الزاوية له

بالقانون التالي $\theta_2 = \tan^{-1} \frac{Imag.}{real}$

* $Imag.$ هو دائما قيمة اكدز كخيلية والراف هذا السؤال $\sqrt{2}$ اما $real$ فهي مسافة البعد بين الاعداد x ما بين القيمة الحقيقية لنقطة التقاطع $(-1 + \sqrt{2})$ هنا (-1) وما بين قيمة $(s = -2)$ وبدون اشارة (الاشارة موجبة تؤخذ).

* في هذا السؤال المسافة بين (-1) و (-2) هي (-1) وتوجد موجبة لذا تكون $(+1)$ لذلك فان

$$\theta_2 = \tan^{-1} \frac{\sqrt{2}}{1} = 55^\circ$$

$$\begin{aligned} \therefore \text{angle of dep} &= 180 - \angle \theta_1 + \angle \theta_2 \\ &= 180 - 90 + 55 \\ &= 180 - 90 + 55 = \boxed{145^\circ} \end{aligned}$$

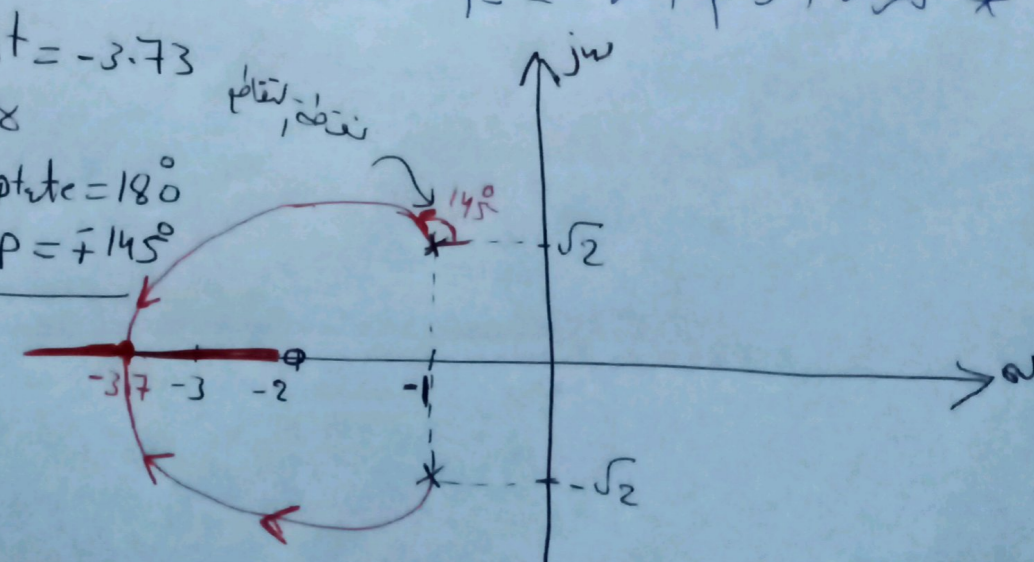
* لقرضا الرسم النهائي يتم تجميع كل المعلومات التي تم احوال عليها

$(break\ in)\ breakpoint = -3.73$

لا يوجد تقاطع مع $Imag.$

$angle\ of\ asymptote = 180^\circ$
 $= = dep = 7145^\circ$

تم تحويلها فحنا نقطة التقاطع $(-1 + \sqrt{2})$



بما ان الرسم يقبل بالجانبا الايسر لذلك $0 < K < \infty$

أيضاً مطلوب بالأسئلة تحديد قيمة ζ عندما $k=1.33$ لذلك نفقراً
بتعويض قيمة k بالمعادلة ونساوي المعادلة بـ (-1) وكما يلي

$$\frac{k(s+2)}{s^2+2s+3} = -1 \Rightarrow \frac{1.33(s+2)}{s^2+2s+3} = -1$$

بعد التبسيط

$$-s^2 - 2s - 3 = 1.33s + 2.66$$

نحل كالم

$$s^2 + 3.33s + 5.66 = 0$$

يتم مقارنتها مع المعادلة الرئيسية لنظام لدرجة

$$= s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2$$

الثانية

$$s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2$$

* من المعادلة نجد $\omega_n^2 = 5.66 \Rightarrow \omega_n = 2.37$

$2\zeta\omega_n = 3.33 \Rightarrow \zeta = \frac{3.33}{2 \times 2.37} = 0.703$

* يتم ملاحظة الأمثلة المحلولة في الفصل (10) من كتاب الأمثلة
المحلولة والذي يحتوي على عدد من الأمثلة الجيدة وخاصة الأمثلة
التي بها Complex poles or Complex zero