

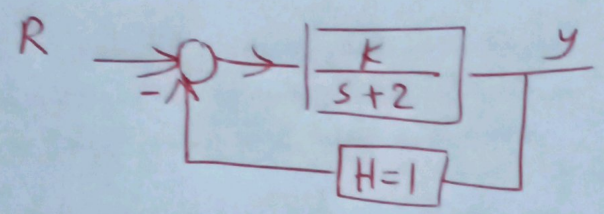
شرح تغيير الجذور لمعادلة رقم 8  
Root locus method  
طريقة حل الجذور

\* طريقة (root locus) هي طريقة رسم لحركة جذور معادلة plant عند الكندور عندما  $k$  تتغير من  $(0 \rightarrow \infty)$  لتحديد استقرارية المنظومة بعد اكمال الرسم

\* هذه الطريقة تحدد استقرارية (closed loop system) بالاعتماد على معادلة ال (open loop system)

\* المثال البسيط التالي يوضح حركة الجذور عندما  $k$  تتغير من  $(0 \rightarrow \infty)$

Ex1: Consider the system shown in Figure below



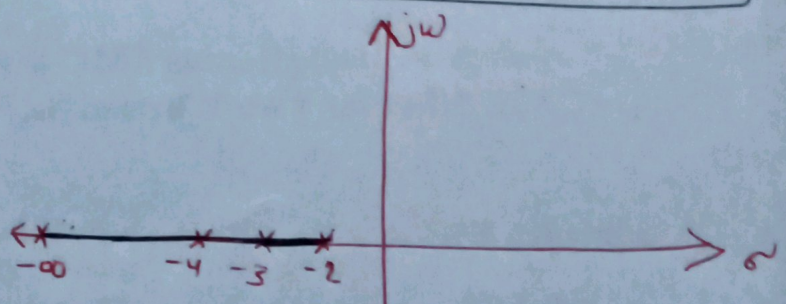
sol C.L.T.F =  $\frac{G}{1+GH} = \frac{k}{s+2+k}$

\* لو قمنا بعمل جدول يتبين تقويم قيمه  $k$  بمعادلة المقام فاننا نستطيع رسم هذه الحركة

k	k=0	k=1	k=2	k=3	-----	k=∞
s	-2	-3	-4	-5		-∞

بالاعتماد على هذه المعلومات نرسم حركة الجذور

$s+2+k \Rightarrow s = -2$   
 عند  $k=0$   
 $k=1 \Rightarrow s+2+1 \Rightarrow s = -3$   
 $k=2 \Rightarrow s+2+2 \Rightarrow s = -4$   
 ...  
 $k=\infty \Rightarrow s+2+\infty \Rightarrow s = -\infty$



\* نلاحظ اذا الرسم حركة الجذور فقط  
 الجانب الايسر فان النظام (C.L.T.F) يكون مستقر (P1)







\* نقطة تقاطع المزايات يتم كودها بالقانون التالي

$$\theta = \frac{\sum \text{real poles} - \sum \text{real zero}}{n - m}$$

نقطة تقاطع المزايات

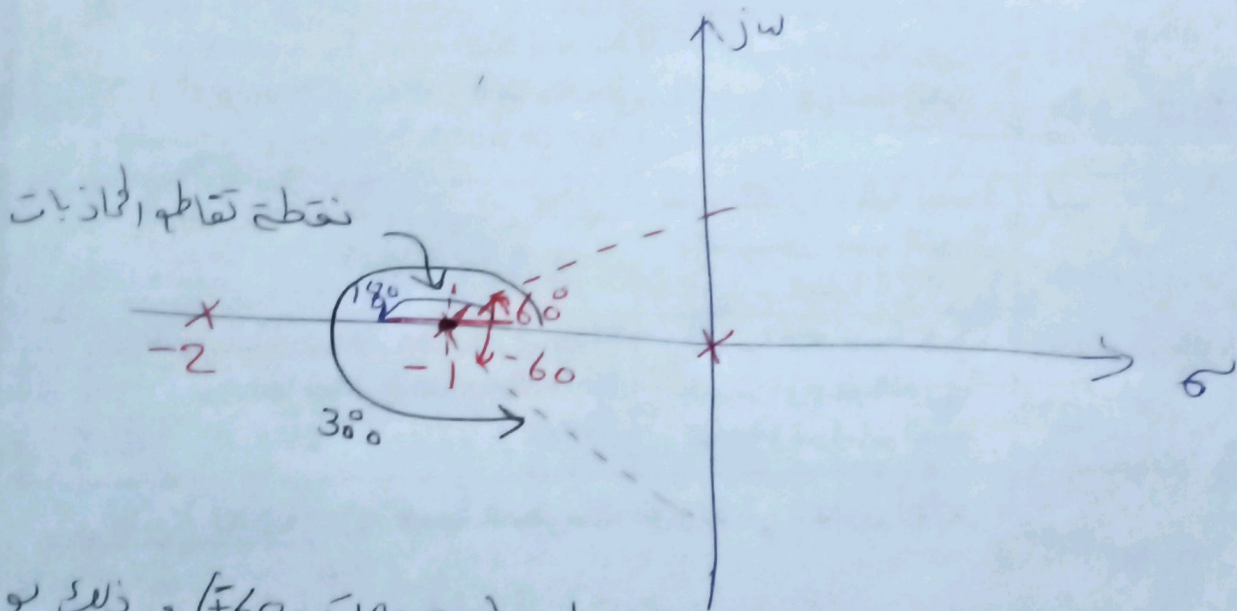
\* في هذا القانون يتم افذ القيم الحقيقية poles وقيم الحقيقية فقط zeros اي اذا كانت الكذور complex (تافذ فقط, كزور كصغير منها)  
 \* في هذا السؤال الكذور هي حقيقية (ثلاثة poles ولا يوجد zeros)

لا يوجد zeros قيم poles

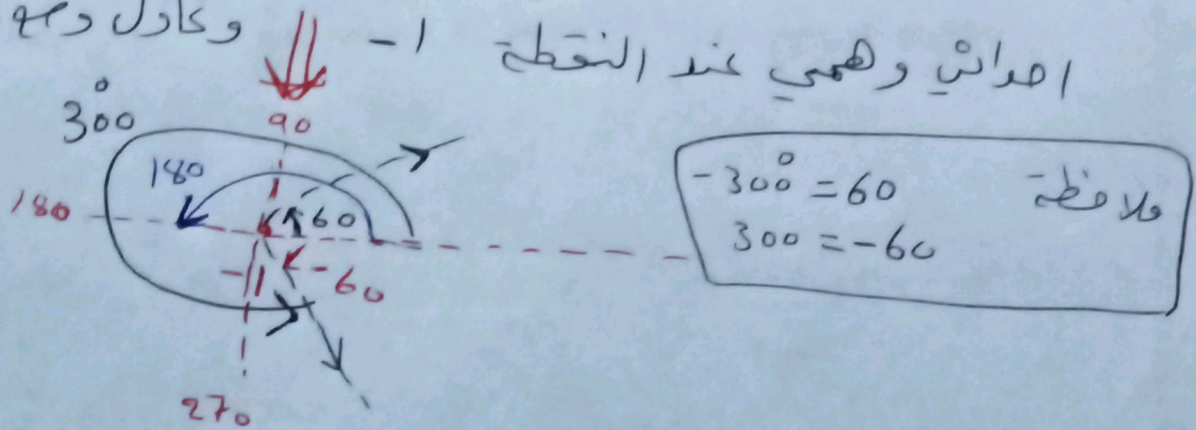
$$\theta = \frac{(0 - 1 - 3) - 0}{3} = -1$$

نقطة تقاطع المزايات (ثلاثة)

\* بالشكل التالي نوضح نقطة التقاطع للمزايات (-1) وزوايا المزايات



\* فنقطة التقاطع (-1) نحاول كود الزوايا (300, 180, 60) وذلك بوضع اهراسي وهمي عند النقطة -1 ونحاول وضع الزوايا









④ the intersection point with imaginary axis using Routh method or following step

\* يتم إيجاد نقطة التقاطع مع المحور التخيلي (جزء) وايضا Kritical قيمة  $k$  وذلك بطريقة Routh المشروحة بالمخافة، السابقة او يمكن استخدام الطريقة البسيطة التالية لإيجاد  $k$  معادلة  $1+GH=0$

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

let  $s=j\omega$   $\Rightarrow$   $(j\omega)^3+3(j\omega)^2+2j\omega+k=0$

تعويض بالمعادلة

$$\boxed{-j\omega^3 - 3\omega^2 + 2j\omega + k = 0}$$

يتم فصل الأجزاء Real و Imaginary

$$(-3\omega^2+k) + (2j\omega - j\omega^3) = 0 + 0j$$

$$(-3\omega^2+k) + j\omega(2 - \omega^2) = 0 + 0j$$

من هذه المعادلة يتم إيجاد تردد  $\omega$  و قيمة  $k$  والتي تعتبر critical gain

$$\omega(2 - \omega^2) = 0 \Rightarrow \omega^2 = 2$$

$$\boxed{\omega = \pm\sqrt{2} \text{ rad/sec}}$$

يتم تعويضها في  $(-3\omega^2+k)$  real part

$$-3\omega^2+k=0 \Rightarrow -3 \times 2 + k = 0 \Rightarrow \boxed{k=6}$$

critical gain والذي اى قيمة  $k$  به  $k$  يسمح النظام كى مستقر

∴ range of  $k$  for stability is

$$\boxed{0 < k \leq 6}$$

⑤ angle of departure or angle of arrival



\* نقطة رقم في صاب زاوية المقادير (angle of departure)

في حالة وجود جذور (Poles) تكون Complex poles

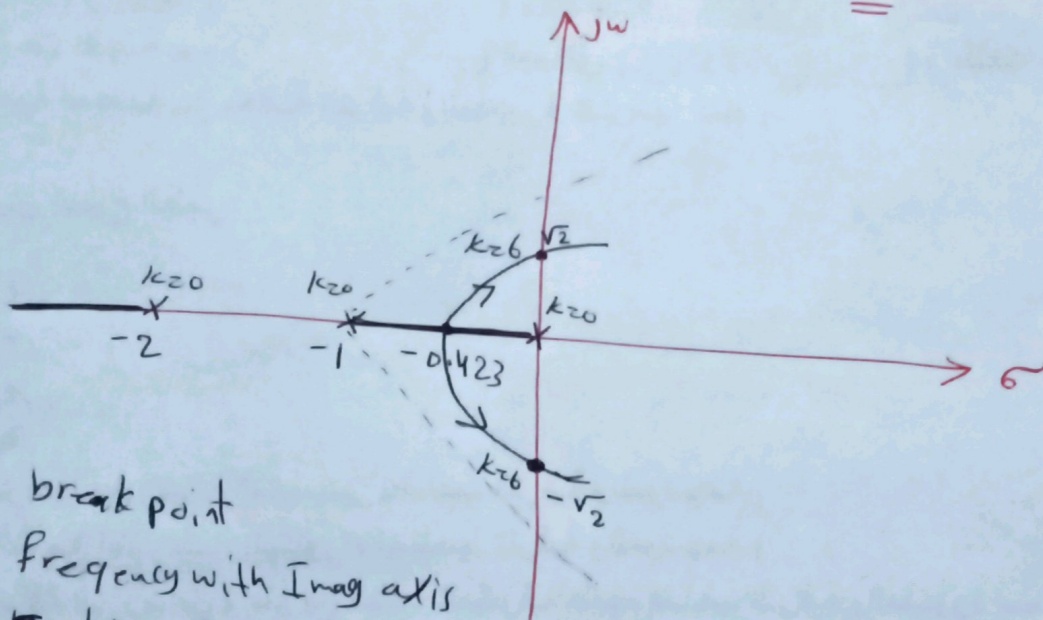
\* وصاب زاوية الوصول في حالة وجود Complex zeros

\* في هذا السؤال  $G(s) = \frac{k}{s(s+1)(s+2)}$  لا يوجد Complex poles or Complex zeros

لذا يكون اجابة نقطة رقم في بالشكل التالي

⑤ there is no angle of departure or angle of arrival because there is no complex (poles or zeros)

\* بعد هذه الخطوات الخمسة فان الرسم يكون بالشكل التالي



-0.423 break point

$\sqrt{2}$  frequency with Imag axis

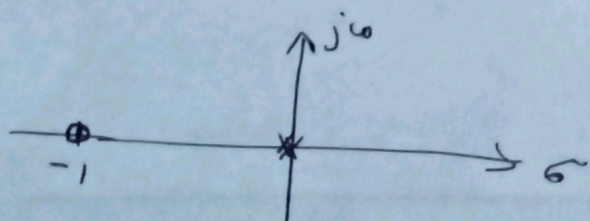
6 vertical gain  $k_{cr}$

EX2: (problem of 10.12) from chapter (10), sketch the root locus plot for  $G(s) = \frac{k(s+1)}{s^2}$ ,  $H=1$

\* نفس الخطوات الخمسة التي تم ذكرها بالسؤال السابق يتم استخدامها لحل هذا السؤال وبالشكل التالي

Sol

- ① No. of poles  $n=2$   
 $s_{1,2}=0$   
 No. of zeros  $m=1$   
 $s=-1$





② determine the asymptotes  $n-m = 2-1 = 1$

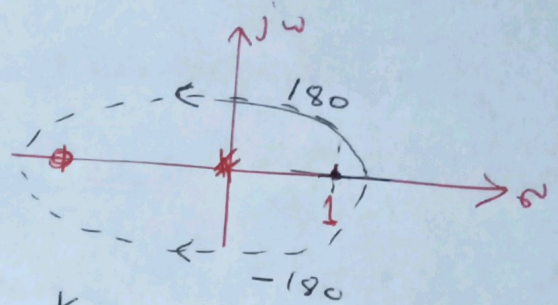
$$\sigma = \frac{\sum \text{real poles} - \sum \text{real zero}}{n-m}$$

$$\sigma = \frac{(0+0) - (-1)}{1} = 1$$

$$\phi_0 = \pm \frac{\sum (2 \times i + 1) \pi}{n-m}$$

$$= \pm \frac{\pi}{1} = \pm 180^\circ$$

\* توصف زاوية واحدة تسمى  $\phi_0$



③ break point  $1+GH=0$

$$1+GH=0$$

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

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

لحم اشتقاق معادلة k  
نسبة لـ s وتساوي 0

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

$$= -(2s^2 + 2s - s^2) = 0 \Rightarrow [-s(s+2) = 0] + (-1) \times 2$$

$$\left[ \begin{array}{l} s=0 \\ s=-2 \end{array} \right] \text{ هذان نقطتان يتغير بهما معادلة k}$$

$$k_1 = \frac{-(0)^2}{(0+1)} = 0$$

$$k_2 = \frac{-[4]}{(-2+1)} = \frac{-4}{-1} = 4$$

قيم k موجبة

لذلك فان  $(s=0, s=-2)$

تعتبر break point

④ determine the intersection point with Imag. axis & critical gain

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

$$s^2 + k(s+1) = 0$$

$$\text{let } s = j\omega$$

$$-\omega^2 + kj\omega + k = 0$$



\* يتم فصل  $\text{Real part}$  عن  $\text{Imag. Part}$

$$(-w^2 + k) + kjw = 0 + 0j$$

يتم فصل جزء  $\text{Imag}$  مع  $\text{Zero}$  لغرض إيجاد التردد  $w$   
 ويتم فصل جزء  $\text{Real}$  مع  $\text{Zero}$  لغرض إيجاد  $k$  بعد تعويض قيمة  $w$

$$kjw = 0 \Rightarrow kw = 0 \Rightarrow \boxed{w = 0}$$

تعويض في معادلة (الجزء  $\text{Real part}$ )

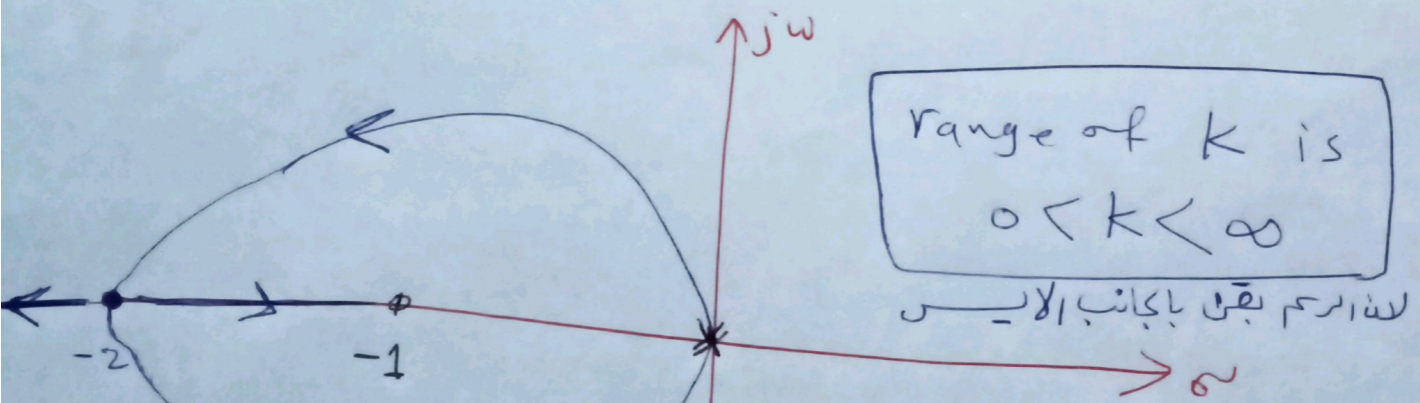
$$-w^2 + k = 0$$

$$0 + k \Rightarrow k = 0$$

∴ نقطة التقاطع هي (نفسها التردد = 0) وقيمة  $k_{cr} = 0$

⑤ there is no angle of departure or arrival  
 لا يوجد زاوية مغادرة أو زاوية وصول لأنه لا يوجد  
 جذور  $\text{Complex}$  مفارقة

بعد اكتمال خطوات الخمسة يتم رسم الشكل النهائي بالشكل التالي



وبما أنه توجد زاوية واحدة

$$\pm 180$$

الرسم بهذا الشكل

⑧ P8

\* بما أنه توجد two break point  
 $(s=0, s=-2)$

لذا تكون  $s=0$  (break away)

لأنها بين (two poles)

وتكون  $(s=-2)$  break in

لأنها قريبة من (Zero = -1)