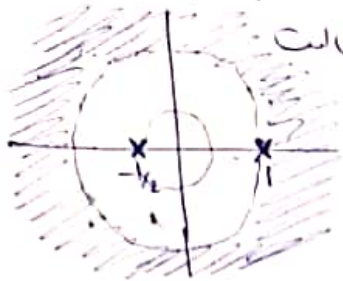


①

$$H(z) = \frac{2(1+z^{-1}+z^{-2})}{(2+z^{-1})(1-z^{-1})} = \frac{2z^{-2}+4z^{-1}+2}{-z^{-2}-z^{-1}+2} = -2 + \frac{A}{1+\frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{B}{1-z^{-1}}$$

$$\Rightarrow 2 + \frac{5z+3}{2z^2-z+1} = 1 + \frac{5z+3}{(2z+1)(z-1)} = 1 + \frac{-1/3}{2z+1} + \frac{8/3}{z-1} = 1 - \frac{1}{3} \frac{1}{1-(-\frac{1}{2})z^{-1}} + \frac{8}{3} \frac{1}{1-z^{-1}}$$

z plane



حل: بلکہ متغیر کن سکیلز برای ROC از اینجاست، بلکہ LTI است، چون سیستم بی انتها است
h(n) باید متناهی باشد و بنابراین ROC آن باید ROC = {z | |z| > 1} باشد

$$h(n) = \delta(n) - \frac{1}{3} \left(-\frac{1}{2}\right)^n u(n) + \frac{8}{3} u(n)$$

③ می دانیم که از هر سیستم ورودی z^n برابر $H(z) z^n$ در خروجی LTI است.

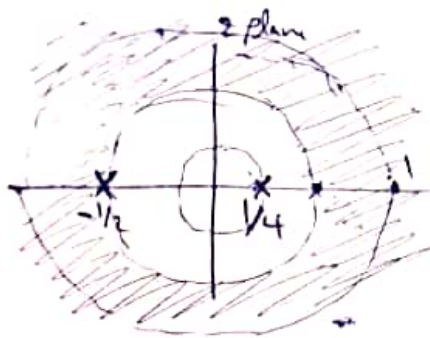
$$z^n \rightarrow H(z) \Big|_{z=z} \cdot z^n = \frac{18}{5} z^n$$

2:2 سوال 2

④ سیستم LTI در میانی است و قطب‌ها را $z = -\frac{1}{2}$ و $z = \frac{1}{4}$ می‌دهد. چون سیستم بی انتها است h(n) باید متناهی باشد.

$$H(z) = \frac{4 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{2}z^{-2}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 + \frac{1}{2}z^{-1})} = \frac{X(z)}{X(z)}$$

پس ROC = {z | |z| > 1/2}



⑤ با دیدن سیستم معادل در برابری دایره $|z|=1$ در صفحه z است که این را می‌توانیم
ROC را به صورت بی انتها بیابیم.

⑥ برای این منظور ابتدا باید h(n) را بیابیم و یا از خود H(z) استفاده کنیم:

$$H(z)X(z) = Y(z) \rightarrow X(z) \left(4 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{2}z^{-2}\right) = Y(z) \left(1 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{8}z^{-2}\right)$$

$$\Rightarrow 4x(n) + \frac{1}{4}x(n-1) - \frac{1}{2}x(n-2) = y(n) + \frac{1}{4}y(n-1) - \frac{1}{8}y(n-2)$$

⑦ چون که ROC را می‌دانیم این کار ممکن است.

$$H(z) = \frac{4 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{2}z^{-2}}{1 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{8}z^{-2}} = \frac{4 + \frac{3}{4}z^{-1}}{1 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{1}{8}z^{-2}} = \frac{A}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{B}{1 + \frac{1}{2}z^{-1}} + 4$$

$$\left. \begin{aligned} A &= H(z) \left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right) \Big|_{z=\frac{1}{4}} = -1 \\ B &= H(z) \left(1 + \frac{1}{2}z^{-1}\right) \Big|_{z=-\frac{1}{2}} = +1 \end{aligned} \right\} \Rightarrow h(n) = 4\delta(n) - \left(\frac{1}{4}\right)^n u(n) + \left(-\frac{1}{2}\right)^n u(n)$$

(e) $x(n) = u(-n-1) \rightarrow X(z) = \frac{-1}{1-z^{-1}} \quad (\text{ROC}_X: |z| < 1) \quad \checkmark$

$\rightarrow H(z) = 4 - \frac{1}{1-\frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{1}{1-\frac{1}{2}z^{-1}} \quad (\text{ROC}_H: \frac{1}{2} < |z| < 1)$

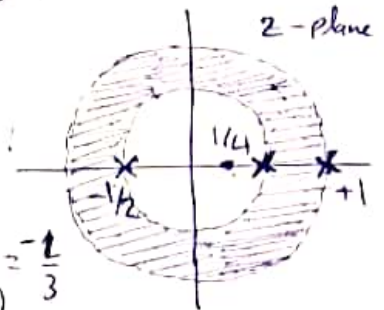
$\rho = \text{ROC}_X \cap \text{ROC}_H$
 $(\text{ROC}_Y: \frac{1}{2} < |z| < 1)$

$\rightarrow Y(z) = H(z)X(z) = \frac{-4}{1-z^{-1}} + \frac{1}{(1-\frac{1}{4}z^{-1})(1-z^{-1})} + \frac{1}{(1+\frac{1}{2}z^{-1})(1-z^{-1})}$

(f)

$Y(z) = \frac{-4}{1-z^{-1}} + \frac{A}{1-z^{-1}} + \frac{B}{1-\frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{C}{1-z^{-1}} + \frac{D}{1+\frac{1}{2}z^{-1}}$

$A = \frac{1}{1-\frac{1}{4}} = \frac{4}{3}; B = \frac{1}{1-4} = -\frac{1}{3}; C = \frac{-1}{1+\frac{1}{2}} = -\frac{2}{3}; D = \frac{1}{1-(-\frac{1}{2})} = \frac{1}{3}$



$Y(z) = \frac{1}{1-z^{-1}} \left(-4 + \frac{4}{3} + \frac{2}{3} \right) + \frac{-1/3}{1-\frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{-1/3}{1+\frac{1}{2}z^{-1}}$

$x(n) = u(-n-1)$

$\hat{x}(n) = \frac{1}{3}u(-n-1) - \frac{1}{3}\left(\frac{1}{4}\right)^n u(n) + \frac{1}{3}\left(-\frac{1}{2}\right)^n u(n) = \mathcal{Z}^{-1}\{Y(z)\}$

using the power series and differentiation

Let $x = 2z \left\{ \begin{aligned} \log(1-2z) &= -\sum_{m=1}^{\infty} \frac{(2z)^m}{m} \\ |z| < \frac{1}{2} \end{aligned} \right\} \Rightarrow \hat{X}(z) \left\{ \begin{aligned} \frac{d}{dz} \hat{X}(z) &= -\sum_{m=0}^{\infty} z^m = -\frac{1}{1-z} \\ \frac{d\hat{X}(z)}{dz} &\leftrightarrow n\hat{x}(n) \\ \hat{X}(az) &\leftrightarrow a^n \hat{x}(n) \end{aligned} \right.$

$\mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{d\hat{X}(z)}{dz}\right\} = \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{1}{1-z}\right\} = \mathcal{Z}^{-1}\left\{\frac{z^{-1}}{1-z^{-1}}\right\} = n\hat{x}(n)$

$\left. \begin{aligned} n\hat{x}(n) &= u(n-1) \\ x(n) &= 2^{-n}\hat{x}(n) \end{aligned} \right\} \Rightarrow \boxed{x(n) = \frac{2^{-n}}{n} u(n-1)}$

ROC نمی‌شود $\hat{x}(n)$ سیگنال
متناهی است.

(g)

مثال اگر $X(z)$ ، اصفهانی نباشد که $X(z) = \sum_k a_k z^{-k}$ $\forall k: k = x(k)$ قابل است.

$X(z) = \log(1-2z) = -\sum_{m=1}^{\infty} \frac{(2z)^m}{m} = -\sum_{m=-\infty}^{-1} \frac{(2z)^{-m}}{-m} = \sum_{k=-\infty}^{-1} \frac{1}{k} 2^{-k} z^{-k}$

$\rightarrow \forall n: x(n) = \frac{1}{n} \left(\frac{1}{2}\right)^n u(-n-1)$

سوال 4: 39: می دانیم که برای $S(n)$ و $h(n)$ داریم: $h(n) = S(n) - S(n-1)$ که نتیجه می دهیم

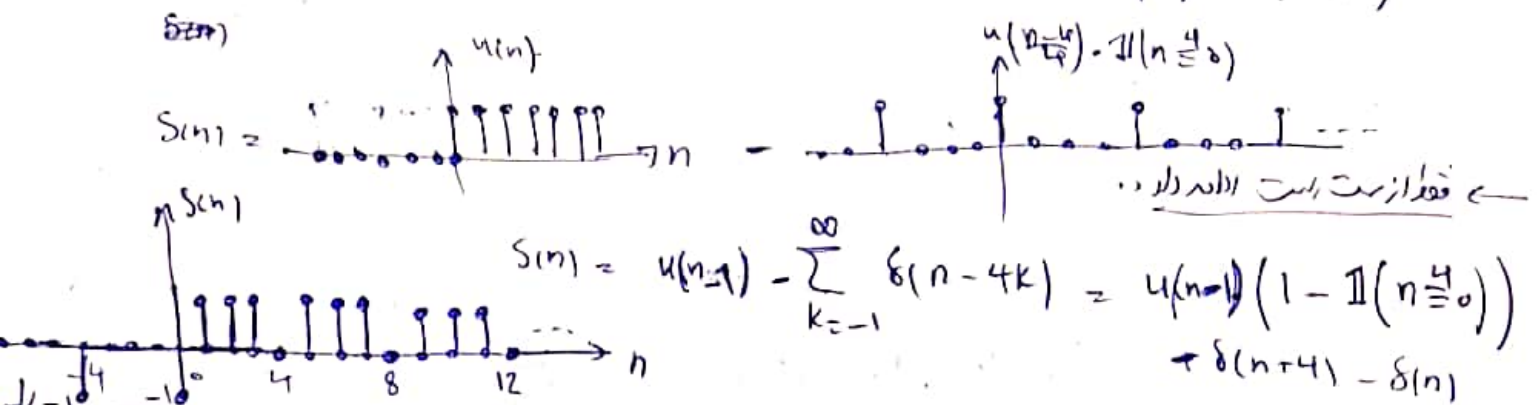
$$\frac{H(z)}{1-z^{-1}} = S(z)$$

$$\hookrightarrow S(z) = \frac{1-z^3}{1-z^4} \times \frac{1}{1-z^{-1}} = \frac{z^{-1}(1-z^3)}{1-z^{-4}} \times \frac{1}{-1+z^{-1}} = \frac{Az^{-1}}{1-z^{-1}} + \frac{Bz^{-4}}{1-z^{-4}}$$

$$= \frac{(A+B) + Az^{-1} + Bz^{-4} - (A+B)z^{-5}}{(1-z^{-1})(1-z^{-4})} \rightarrow \begin{cases} A+B=0 \\ A=1 \\ B=-1 \end{cases}$$

ضریب A و B این یافت می شود.

$$S(z) = \frac{z^{-1}}{1-z^{-1}} + \frac{z^{-4}}{1-z^{-4}} \longleftrightarrow S(n) = u(n-1) - u\left(\frac{n-4}{4}\right) \cdot \mathbb{1}\left(n \equiv 0 \pmod{4}\right)$$

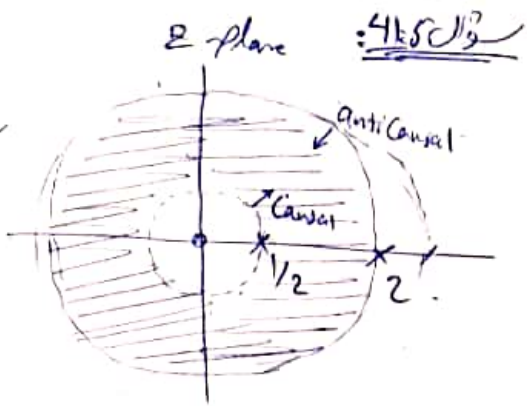


$$X(z) = \frac{1/3}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{1/4}{1 - 2z^{-1}} \quad \left(\frac{1}{2} < |z| < 2\right)$$

در ROC با C میل می کند و به سمت راست در بین صورت

$$x(n) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{1/3}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} + \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{1/4}{z-2}$$

Causal anti-causal



اگر وقت کنیم خواهیم دید که $X(z)$ حاصل جمع دو بخش می باشد

دیک بخش قدیم $\frac{1}{4} (2)^n u[-n-1] \longleftrightarrow \frac{1/4}{1-2z^{-1}}$ است. پس $x(n)$ حاصل جمع از مقدار مقدار اولیه برابر بود

حالت کلی و ضمیمه است.

$$x(n) = \frac{1}{3} + 0 = \boxed{\frac{1}{3}}$$

سوال 6: 44

* $\left. \begin{array}{l} \text{Causal} \\ \text{Stable} \\ \text{LTI} \end{array} \right\} y(n) + \sum_{k=1}^{10} a_k y(n-k) = x(n) + \beta x(n-1)$

⑨ از آنجا که سیستم LTI است می توان به کمک معینۀ مقدار اولیه مقدار $h(0)$ را یافت:

راه اول:

$$Y(z) \left(1 + \sum_{k=1}^{10} a_k z^{-k} \right) = X(z) (1 + \beta z^{-1}) \rightarrow H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1 + \beta z^{-1}}{1 + \sum_{k=1}^{10} a_k z^{-k}}$$

راه دوم:

$$h(\omega) = \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{1 + \beta z^{-1}}{1 + \sum_{k=1}^{10} a_k z^{-k}} = 1 \neq 0$$

معینۀ مقدار اولیه $h(n)$ با استفاده از شرط کausalیت: $h(n-k) = 0$ for $n < 0$: $h(n) = 0$ for $n < 0$

let $x(n) = \delta(n) \rightarrow$ then $y(n) = h(n)$

$$h(n) + \sum_{k=1}^{10} a_k h(n-k) \Rightarrow h(n) \Big|_{n=0} = \delta(n) + \beta \delta(n-1) \rightarrow h(0) = 1$$

⑩

$$\Rightarrow \left[h(n) + \sum_{k=1}^{10} a_k h(n-k) \right] \Big|_{n=1} = h(1) + a_1 h(0) + 0 = \delta(1) + \beta \delta(0) = \beta$$

با داشتن $h(0)$ و $h(1)$ می توانیم a_1 را به دست آوریم:

$$\Rightarrow h(1) + a_1 h(0) = \beta \Rightarrow a_1 = \frac{\beta - h(1)}{h(0)} = \beta - h(1)$$

⑪

ارائه در فرقی بندی

(c) برای $n=0$ تا $n=10$ می توان با روش $h(n)$ از $n=0$ تا $n=10$ مقادیر q_i را مشخص نمود. زیرا که 10

معادله د 10 مجهول داریم:

جواب بدین $\rightarrow h(0) + 0 = \delta(0) + \beta \delta(-1) = 1$

$$\left. \begin{aligned} h(1) + a_1 h(0) &= \delta(1) + \beta \delta(0) = \beta \\ a_2 h(0) + h(2) + a_2 h(1) &= \delta(2) + \beta \delta(1) = 0 \\ h(3) + a_3 h(2) + a_2 h(1) + a_1 h(0) &= 0 \\ &\vdots \\ h(10) + \sum_{k=1}^{10} a_k h(10-k) &= 0 \end{aligned} \right\}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_1 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_2 & a_1 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_9 & a_8 & \dots & \dots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h(0) \\ h(1) \\ h(2) \\ \vdots \\ h(10) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ \beta \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \end{bmatrix}$$

این معادلات فوق یک جواب یکتا دارند در نتیجه از معادله

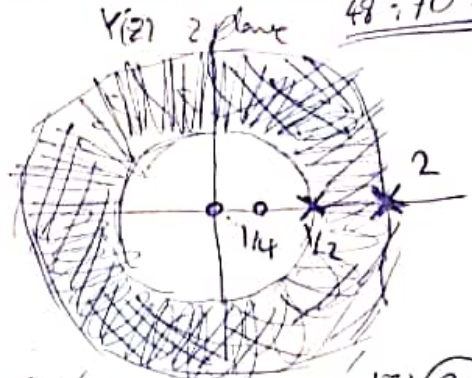
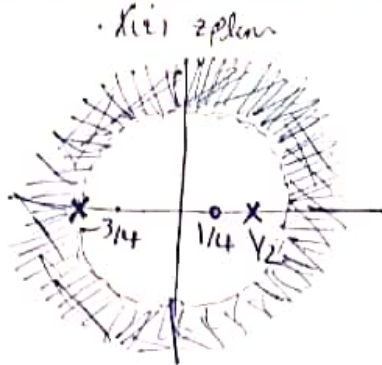
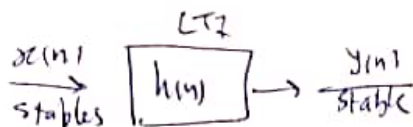
$y(n) + \sum_{k=1}^{10} a_k y(n-k) = x(n) + \beta x(n-1)$ نتیجه می دهیم که جواب معادله یکسانیست. پس اگر $H(z)$ این سیستم که شریک است. $\hat{H}(z)$ (معادله فوق دیفرانسیل) در فرم صفر قطب را $H(z)$ را ارضا کند. جواب فیلتر است. نشان می دهیم که $h(n) = 0.9^n \cos(\frac{\pi n}{4}) u(n)$ می تواند جواب باشد در نتیجه جواب یک نیست.

$$\left\{ \begin{aligned} h(n) &= \alpha^n \cos(\omega n) u(n) \\ \hat{H}(z) &= \frac{1 - \alpha z^{-1} \cos(\omega)}{1 - 2\alpha z^{-1} \cos(\omega) + \alpha^2 z^{-2}} = \frac{1 + \beta z^{-1}}{1 + \sum_{k=1}^{10} a_k z^{-k}} \end{aligned} \right.$$

مطلوبه می بینیم که $\hat{H}(z)$ شبیه $H(z)$ است در نتیجه معادلات را ارضا می کند. پس $\hat{H}(z) = H(z)$

$$\rightarrow \beta = -\alpha \cos(\omega) = -0.9 \cos(\frac{\pi}{4}) = -\frac{9\sqrt{2}}{20}$$

$$\left\{ \begin{aligned} a_0 &= 1 \\ a_1 &= -2\alpha \cos(\omega) = -2(\frac{9}{10}) \cos(\frac{\pi}{4}) = -\frac{18\sqrt{2}}{20} \\ a_2 &= \alpha^2 = 0.81 \\ a_3 &= a_4 = a_5 = a_6 = a_7 = a_8 = a_9 = a_{10} = 0 \end{aligned} \right.$$



9) از آنجا که $x(n)$ پایدار است نتیجه می گیریم که دایره واحد در ROC آن است. در نتیجه داریم:

$$ROC_x = \{z \in \mathbb{C} \mid \frac{1}{2} < |z| < \frac{3}{4}\}$$

10) از آنجا که ROC سیگنال $y(n)$ اشتراک دو ROC می باشد یعنی ROC $x(n)$ و ROC $h(n)$ است. در نتیجه می گیریم که سیگنال $y(n)$ پایدار است. (نکته: سیگنال $h(n)$ پایدار است)

11) از آنجا که $x(n)$ سیگنال پایدار است، ROC آن باید دایره واحد را شامل شود. در نتیجه داریم:

$$ROC_x = \{z \in \mathbb{C} \mid |z| > \frac{3}{4}\}$$

12) از آنجا که $x(n)$ سیگنال معیشت فون است نتیجه می گیریم که سیگنال $x(n)$ سیگنال است و در $z=0$ قطب ندارد. نتیجه می گیریم که نمی توانیم در مقدارهای منفی مقدار داشته باشیم چرا که حاصل z^{-k} مقدار که سیگنال را به سمت بی نهایت می برد.

13) طبق قسمت صفر و قطب $X(z)$ معیشت $X(z) = \frac{A(1 - \frac{1}{4}z^{-1})}{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})}$ است و چون $x(n)$ سیگنال معیشت قطب در $z=0$ ندارد.

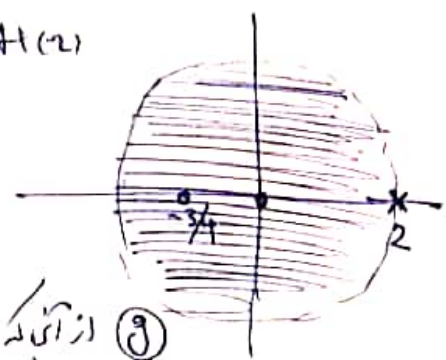
$$X(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z) = 0$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{B(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(z)}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})(1 - 2z^{-1})} = K \frac{z(1 + \frac{3}{4}z^{-1})}{1 - 2z^{-1}}$$

$z=0$ یک قطب در
 $z = -\frac{3}{4}$ یک قطب در
 $z=2$ یک قطب در

14) اگر ROC_H خارج از دایره واحد باشد، در این صورت هیچ اشتراکی با ROC_x نخواهد داشت. پس باید دایره واحد را شامل کنیم.

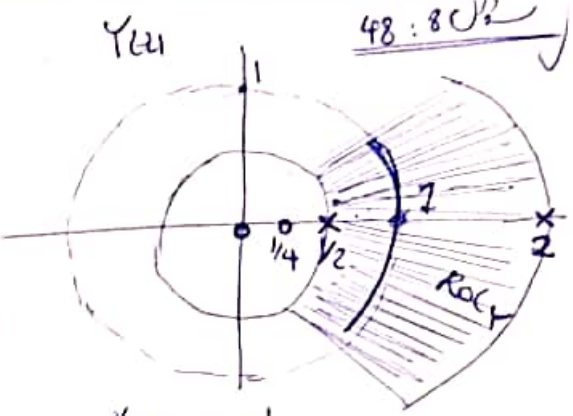
$$ROC_H = \{z \in \mathbb{C} \mid 2 < |z| < \infty\}$$



15) از آنجا که در فرمول فون توان k می داریم از z^k و ROC آن نیز معیشت فون است پس سیگنال معیشتی است (anti causal).

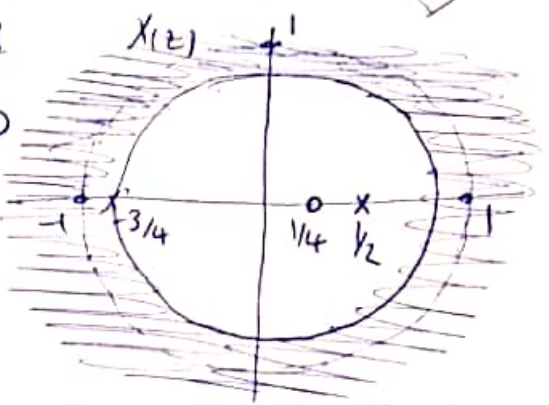
$x(n)$ و $y(n)$ are stable

ا) از آنجا که $y(n)$ باید که است پایدار می گیریم که دایره واحد درون ROC آن است.
در نتیجه $ROC_y = \{z \in \mathbb{C} : \frac{1}{2} < |z| < 2\}$



ب) از آنجا که ROC معیوب است و ربعی است و ربعی است دیگر و ربعی یک
سگنل است استی و یک سمت است. نتیجه می گیریم که مدونه یک
two-sided است.

ج) از آنجا که $x(n)$ باید که است پایدار می گیریم که دایره واحد درون ROC آن است.
در نتیجه $ROC_x = \{z \in \mathbb{C} : \frac{3}{4} < |z| < 1\}$



د) با توجه به موقعیت صفر و قطب داریم:

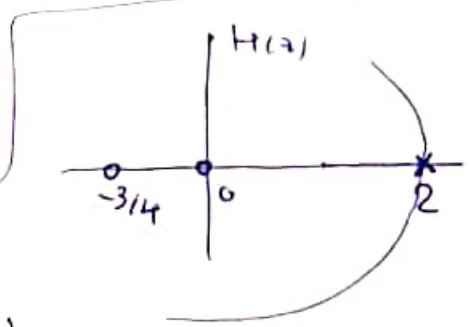
$$X(z) = \frac{A(1 - \frac{1}{4}z^{-1})z^{-1}}{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} = \frac{A(1 - \frac{1}{4}z^{-1})}{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})}$$

از طرف دیگر از آنجا که صفر و قطب برابر
باید در $z = \infty$ یک قطب داشته باشد.

و بنابراین می تواند چون نسبت از z^k عالی آن باشد. پس نتیجه می گیریم که چون سگنل $x(n)$ استی است
صفتی عالی از z^k ای ($k > 0$) ندارد که سگنل می $\left\{ \frac{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} \right\}$ باید است n می متر صفت (صفر) که
سگنل $x(n)$ عالی است.

$\forall n < 0 \Rightarrow x(n) = 0$

ه) $x(0) = \lim_{\substack{z \rightarrow \infty \\ z^{-1} \rightarrow 0}} X(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} \frac{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})}{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} = 0$



ف) $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = A \frac{z(z - 1/4)}{(1 - 1/2z^{-1})(1 - 2z^{-1})} = \frac{(1 + \frac{3}{4}z^{-1})z}{(1 - 2z^{-1})}$

$x(n)$ و $y(n)$ هر دو در $z = 1/4$ صفر و در $z = 1/2$ قطب دارند که یکدیگر را کسب می کنند. در نهایت $H(z)$
یک قطب در $(z = \infty, z = 2)$ و یک صفر در $(z = 0, z = -3/4)$ دارد.

از آنجا که ROC_H باید با ROC_y و ROC_x اشتراک داشته باشد و باید استی باشیم:

در نتیجه می شود $\phi = ROC_y \cap ROC_H$

$ROC_H = \{z \in \mathbb{C} : |z| < 2\}$

ج) چون که ROC_H بعد از تقاطع است یک سگنل استی است که می تواند عالی باشد. از طرف دیگر $x(n)$ ای
ست عالی از $H(z)$ است که نشان می دهد $h(n)$ یک سگنل می سگنل پایدار به سمت n می می است که در نهایت نتیجه می گیریم
که $h(n) = 0 \rightarrow n > 0$