

$$G_0(s) = G_{ob}(s) \cdot G_{ext}(s) = G_{ob}(s) \cdot \frac{1-e^{-sT}}{s} = h_{ob}(s) \cdot (1-e^{-sT})$$

$$\Rightarrow g_0(t) = \mathcal{L}^{-1} \{ h_{ob}(s) \cdot (1-e^{-sT}) \} = \mathcal{L}^{-1} \{ h_{ob}(s) \} - \mathcal{L}^{-1} \{ h_{ob}(s) \cdot e^{-sT} \} = h_{ob}(t) \cdot \mathbf{1}(t) - h_{ob}(t-T) \cdot \mathbf{1}(t-T)$$

$$\Rightarrow g_0(kT) = h_{ob}(kT) \cdot \mathbf{1}(kT) - h_{ob}[(k-1)T] \cdot \mathbf{1}[(k-1)T]$$

$$\Rightarrow G_0(z) = H_{ob}(z) - z^{-1} \cdot H_{ob}(z) = (1-z^{-1}) \cdot H_{ob}(z) = \frac{z-1}{z} \cdot H_{ob}(z)$$

Element inercyjny I rzędu:

$$G_{ob}(s) = \frac{K_1}{1+sT_1} \Rightarrow h_{ob}(s) = \frac{K_1}{s(1+sT_1)} \Rightarrow h_{ob}(t) = K_1 \cdot \left[1 - \exp\left(-\frac{t}{T_1}\right) \right] \cdot \mathbf{1}(t)$$

$$\Rightarrow h_{ob}(kT) = K_1 \cdot \left[1 - \exp\left(-\frac{kT}{T_1}\right) \right] \cdot \mathbf{1}(kT) \stackrel{A = \exp\left(-\frac{T}{T_1}\right)}{=} K_1 \cdot \left[1 - (A)^k \right] \cdot \mathbf{1}(kT)$$

$$\Rightarrow H_{ob}(z) = K_1 \left[\frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-A} \right] = K_1 (1-A) \frac{z}{(z-1)(z-A)}$$

$$\Rightarrow G_0(z) = \frac{z-1}{z} H_{ob}(z) = \frac{z-1}{z} K_1 (1-A) \frac{z}{(z-1)(z-A)} = \frac{K_1 (1-A)}{(z-A)}$$

Element całkujący (idealny):

$$G_{\text{ob}}(s) = \frac{K_1}{s} \Rightarrow h_{\text{ob}}(s) = \frac{K_1}{s^2} \Rightarrow h_{\text{ob}}(t) = K_1 \cdot t \cdot \mathbf{1}(t)$$

$$\Rightarrow h_{\text{ob}}(kT) = K_1 \cdot kT \cdot \mathbf{1}(kT) \Rightarrow H_{\text{ob}}(z) = K_1 \frac{zT}{(z-1)^2}$$

$$\Rightarrow G_0(z) = \frac{z-1}{z} H_{\text{ob}}(z) = \frac{z-1}{z} \cdot K_1 \frac{zT}{(z-1)^2} = \frac{K_1 T}{(z-1)}$$

Element całkujący (rzeczywisty):

$$G_{ob}(s) = \frac{K_1}{s(1+sT_1)} \Rightarrow h_{ob}(s) = \frac{K_1}{s^2(1+sT_1)} \Rightarrow h_{ob}(t) = K_1 \left[(t-T_1) + T_1 \cdot \exp\left(-\frac{t}{T_1}\right) \right] \mathbf{1}(t)$$

$$\Rightarrow h_{ob}(kT) = K_1 \left[(kT-T_1) + T_1 \cdot \exp\left(-\frac{kT}{T_1}\right) \right] \mathbf{1}(kT) \underset{A=\exp\left(-\frac{T}{T_1}\right)}{=} K_1 (kT-T_1 + T_1 \cdot A^k) \cdot \mathbf{1}(kT)$$

$$\Rightarrow H_{ob}(z) = K_1 \left[\frac{zT}{(z-1)^2} - T_1 \frac{z}{z-1} + T_1 \frac{z}{z-A} \right] = K_1 \cdot z \frac{T(z-A) - T_1(z-1)(z-A) + T_1(z-1)^2}{(z-1)^2(z-A)}$$

$$= K_1 \cdot z \frac{[T - T_1(1-A)]z + [-TA + T_1(1-A)]}{(z-1)^2(z-A)}$$

$$\Rightarrow G_0(z) = \frac{z-1}{z} H_{ob}(z) = K_1 \frac{[T - T_1(1-A)]z + [-TA + T_1(1-A)]}{(z-1)(z-A)} = K_1 [T - T_1(1-A)] \frac{z - \frac{[TA - T_1(1-A)]}{[T - T_1(1-A)]}}{(z-1)(z-A)}$$

$$\underset{\frac{[TA - T_1(1-A)]}{[T - T_1(1-A)]} = B}{=} K_1 [T - T_1(1-A)] \frac{z-B}{(z-1)(z-A)} \underset{K_1 [T - T_1(1-A)] = C}{=} C \frac{z-B}{(z-1)(z-A)} = C \frac{z-B}{z^2 - (1-A)z + A}$$

Element różniczkujący (rzeczywisty):

$$G_{ob}(s) = \frac{K_1 \cdot s}{1 + sT_1} \quad \Rightarrow \quad h_{ob}(s) = \frac{K_1}{1 + sT_1} \quad \Rightarrow \quad h_{ob}(t) = \frac{K_1}{T_1} \cdot \exp\left(-\frac{t}{T_1}\right) \cdot \mathbf{1}(t)$$

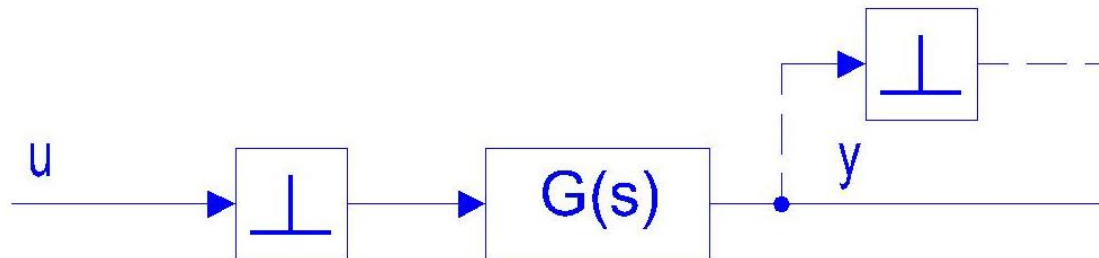
$$\Rightarrow \quad h_{ob}(kT) = \frac{K_1}{T_1} \cdot \exp\left(-\frac{kT}{T_1}\right) \cdot \mathbf{1}(kT) \underset{A = \exp\left(-\frac{T}{T_1}\right)}{=} \frac{K_1}{T_1} \cdot A^k \cdot \mathbf{1}(kT)$$

$$\Rightarrow \quad H_{ob}(z) = \frac{K_1}{T_1} \frac{z}{z - A}$$

$$\Rightarrow \quad G_0(z) = \frac{z-1}{z} H_{ob}(z) = \frac{z-1}{z} \frac{K_1}{T_1} \frac{z}{z - A} = \frac{K_1}{T_1} \frac{z-1}{z - A}$$

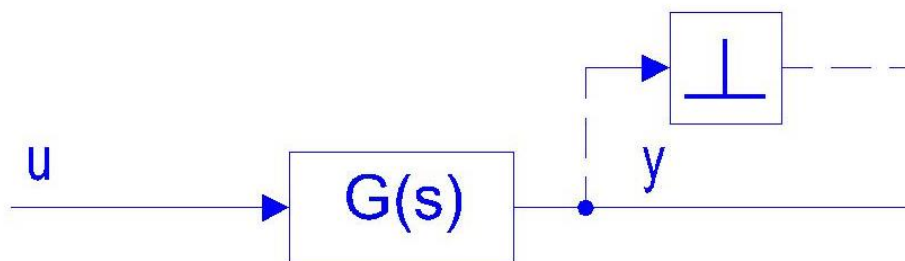
Uwaga!

Nie w każdym przypadku daje się wyznaczyć transmitancję dyskretną

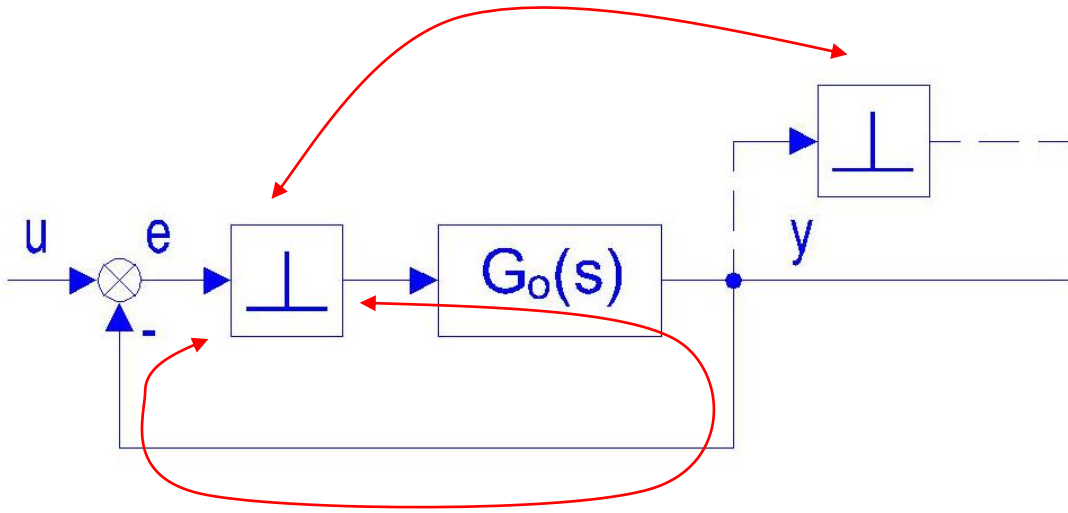


$$y(z) = G(z) \cdot u(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} [G(s)] \Big|_{t=kT} \right\} \cdot u(z)$$

... ale zawsze można wyznaczyć transformatę \mathbf{Z} odpowiedzi układu



$$y(z) = Gu(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} [G(s) \cdot u(s)] \Big|_{t=kT} \right\}$$



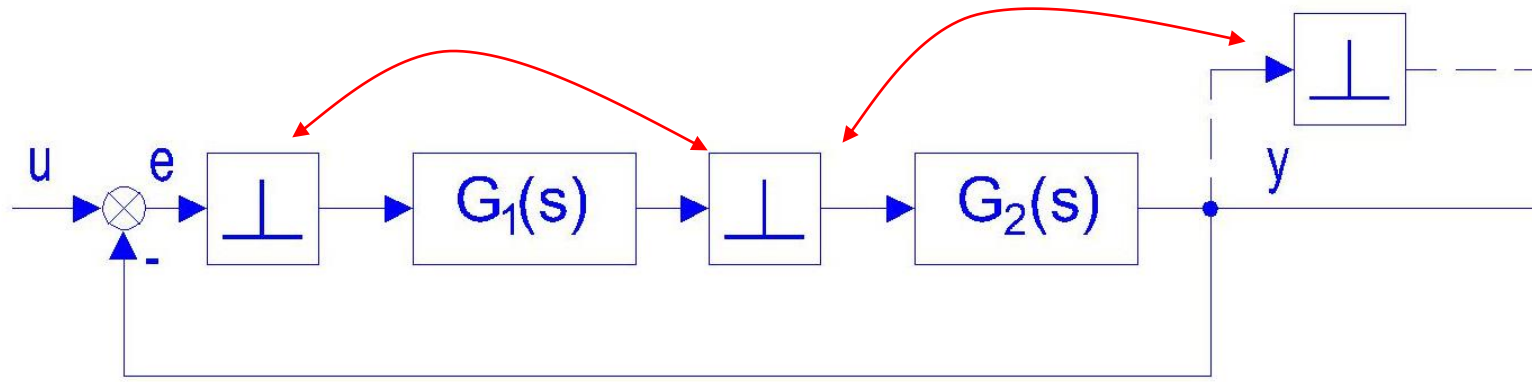
$$y(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_o(s) \right] \Big|_{t=kT} \right\} \cdot e(z) = G_o(z) \cdot e(z)$$

$$e(\bullet) = u(\bullet) - y(\bullet)$$

$$e(z) = u(z) - G_o(z) \cdot e(z) \Rightarrow e(z) + G_o(z) \cdot e(z) = u(z) \Rightarrow e(z) = \frac{u(z)}{1 + G_o(z)} \Rightarrow y(z) = \frac{G_o(z)}{1 + G_o(z)} \cdot u(z)$$

$$G(z) = \frac{G_o(z)}{1 + G_o(z)}$$

$$G_{eu}(z) = \frac{1}{1 + G_o(z)}$$



$$G(z) = \frac{G_o(z)}{1 + G_o(z)} \quad G_o(z) = G_1(z) \cdot G_2(z) \quad \Rightarrow \quad G(z) = \frac{G_1(z) \cdot G_2(z)}{1 + G_1(z) \cdot G_2(z)}$$

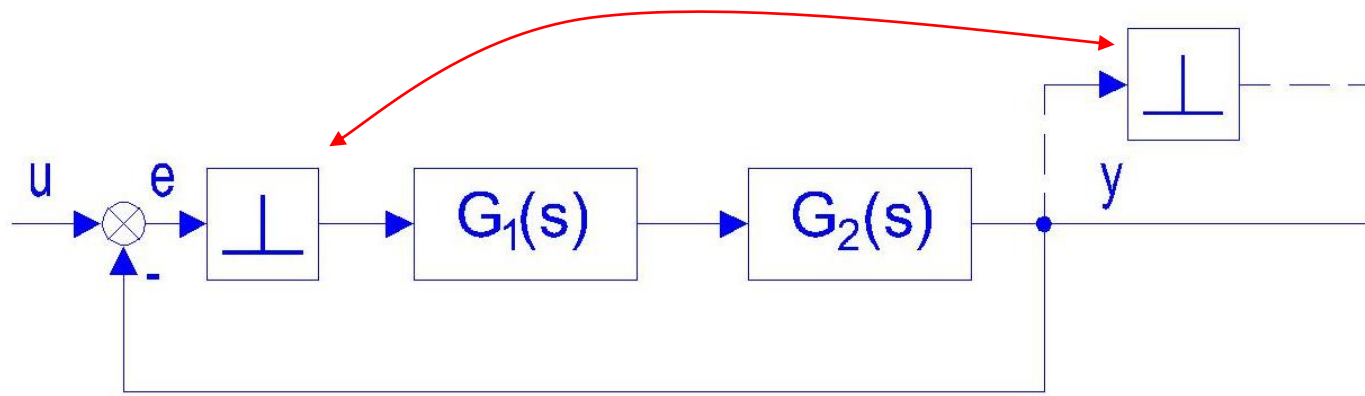
Np. dla: $G_1(s) = \frac{K_1}{s(1+sT_1)} \Rightarrow g_1(t) = K_1 \left(1 - e^{-\frac{t}{T_1}} \right) \cdot \mathbf{1}(t) \Rightarrow g_1(kT) = K_1 \left(1 - e^{-\frac{kT}{T_1}} \right) \cdot \mathbf{1}(kT) \quad A = \exp\left(-\frac{T}{T_1}\right)$

$$\Rightarrow G_1(z) = K_1 \left(\frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-A} \right) = K_1 \cdot z \frac{(z-A) - (z-1)}{(z-1)(z-A)} = K_1(1-A) \frac{z}{(z-1)(z-A)}$$

$$G_2(s) = \frac{K_2}{s} \Rightarrow g_2(t) = K_2 \cdot \mathbf{1}(t) \Rightarrow g_2(kT) = K_2 \cdot \mathbf{1}(kT) \Rightarrow G_2(z) = K_2 \cdot \frac{z}{z-1}$$

$$G_o(z) = K_1(1-A) \frac{z}{(z-1)(z-A)} \cdot K_2 \frac{z}{z-1} = \frac{K_1 \cdot K_2 (1-A) z^2}{(z-1)^2 (z-A)}$$

$$G(z) = \frac{G_o(z)}{1 + G_o(z)}$$



$$G_o(s) = G_1(s) \cdot G_2(s) = G_{12}(s) \Rightarrow G(z) = \frac{G_{12}(z)}{1 + G_{12}(z)} \quad G_{12}(s) = \frac{K_1}{s(1 + sT_1)} \frac{K_2}{s} = \frac{K_1 \cdot K_2}{s^2(1 + sT_1)}$$

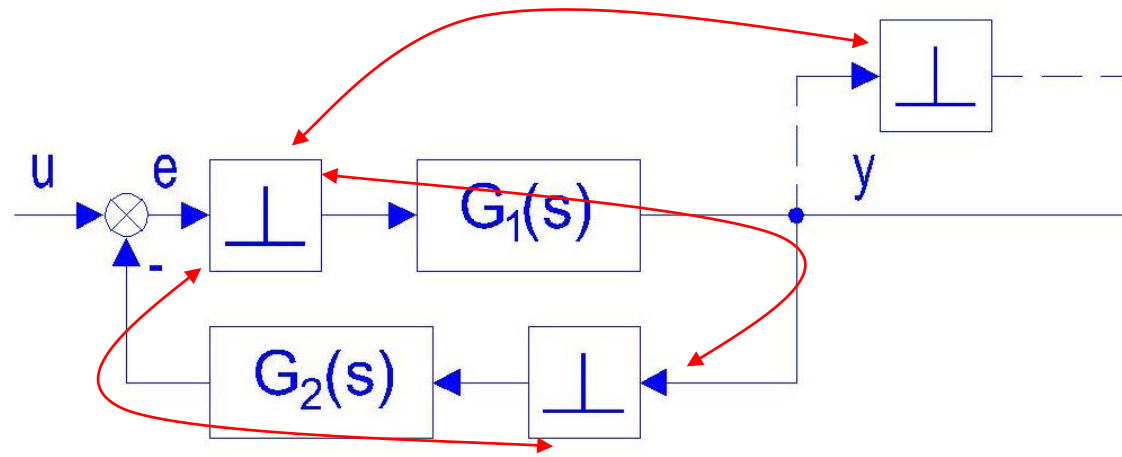
$$\Rightarrow g_{12}(t) = K_1 \cdot K_2 \left[(t - T_1) + T_1 \cdot \exp\left(-\frac{t}{T_1}\right) \right] \mathbf{1}(t) \Rightarrow g_{12}(kT) = K_1 \cdot K_2 \left[(kT - T_1) + T_1 \cdot \exp\left(-\frac{kT}{T_1}\right) \right] \mathbf{1}(kT)$$

$$\Rightarrow G_{12}(z) = K_1 \cdot K_2 \left[\frac{zT}{(z-1)^2} - T_1 \frac{z}{z-1} + T_1 \frac{z}{z-A} \right] = K_1 \cdot K_2 \cdot z \frac{T(z-A) - T_1(z-1)(z-A) + T_1(z-1)^2}{(z-1)^2(z-A)} \quad A = \exp\left(-\frac{T}{T_1}\right)$$

$$= K_1 \cdot K_2 \cdot z \frac{T(z-A) - T_1(z-1)(1-A)}{(z-1)^2(z-A)} = K_1 \cdot K_2 \cdot z \frac{[T - T_1(1-A)]z - [TA - T_1(1-A)]}{(z-1)^2(z-A)} \quad B = \frac{[TA - T_1(1-A)]}{[T - T_1(1-A)]}$$

$$C = K_1 [T - T_1(1-A)]$$

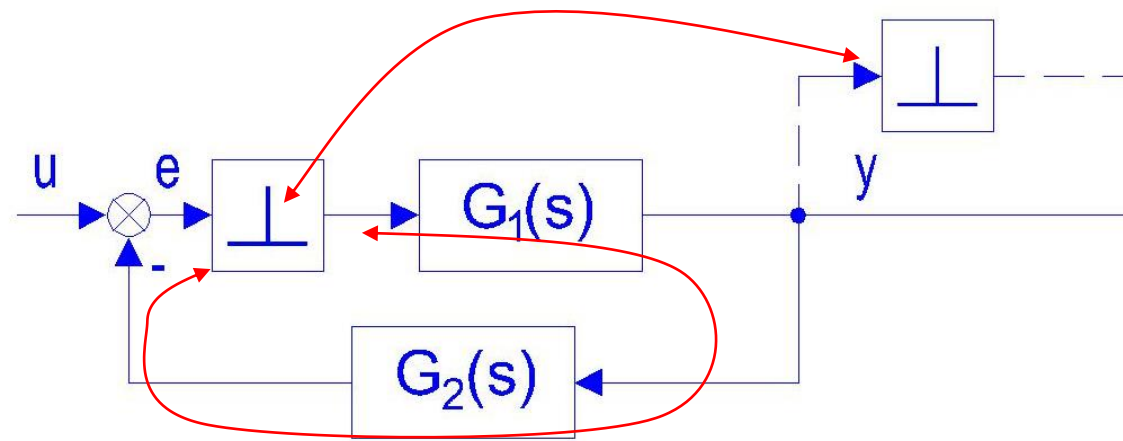
$$= K_1 \cdot K_2 \cdot [T - T_1(1-A)] \cdot z \frac{z - \frac{[TA - T_1(1-A)]}{[T - T_1(1-A)]}}{(z-1)^2(z-A)} = K_2 \cdot C \cdot \frac{z(z-B)}{(z-1)^2(z-A)} \neq \frac{K_1 \cdot K_2 (1-A) z^2}{(z-1)^2(z-A)}$$



$$y(z) = G_1(z) \cdot e(z) \quad e(z) = u(z) - G_2(z) \cdot y(z)$$

$$\Rightarrow y(z) = G_1(z) \cdot [u(z) - G_2(z) \cdot y(z)] \Rightarrow y(z) + G_1(z) \cdot G_2(z) \cdot y(z) = G_1(z) \cdot u(z)$$

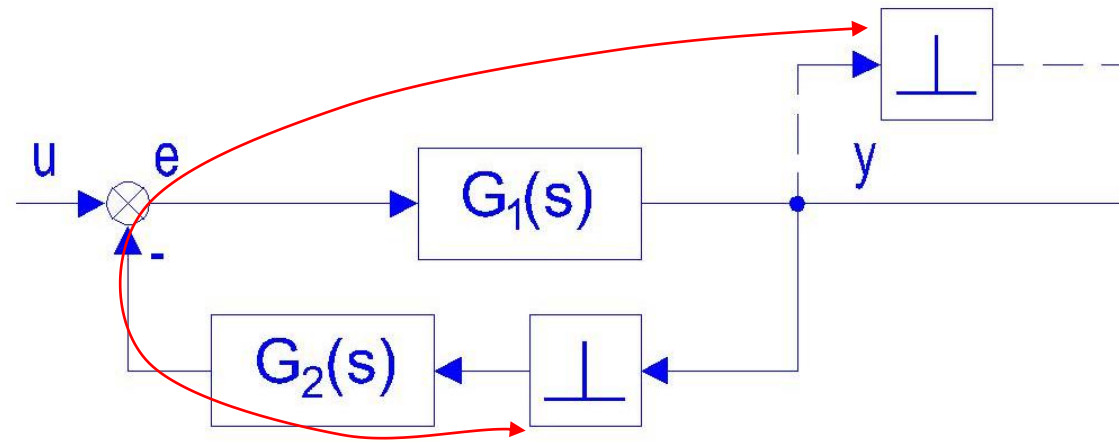
$$\Rightarrow G(z) = \frac{y(z)}{u(z)} = \frac{G_1(z)}{1 + G_1(z) \cdot G_2(z)}$$



$$y(z) = G_1(z) \cdot e(z) \quad e(z) = u(z) - G_{12}(z) \cdot e(z) \quad \Rightarrow \quad e(z) = \frac{u(z)}{1 + G_{12}(z)}$$

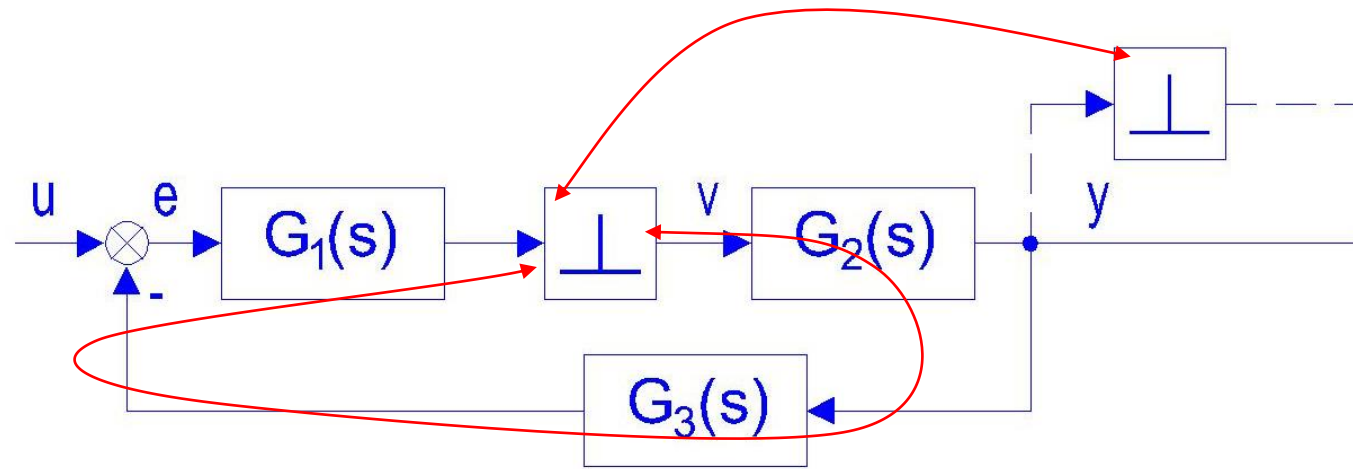
$$\Rightarrow y(z) = G_1(z) \cdot \frac{u(z)}{1 + G_{12}(z)}$$

$$\Rightarrow G(z) = \frac{y(z)}{u(z)} = \frac{G_1(z)}{1 + G_{12}(z)}$$



$$y(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \right\} - G_{12}(z) \cdot y(z)$$

$$\Rightarrow y(z) = \frac{\mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \right\}}{1 + G_{12}(z)}$$

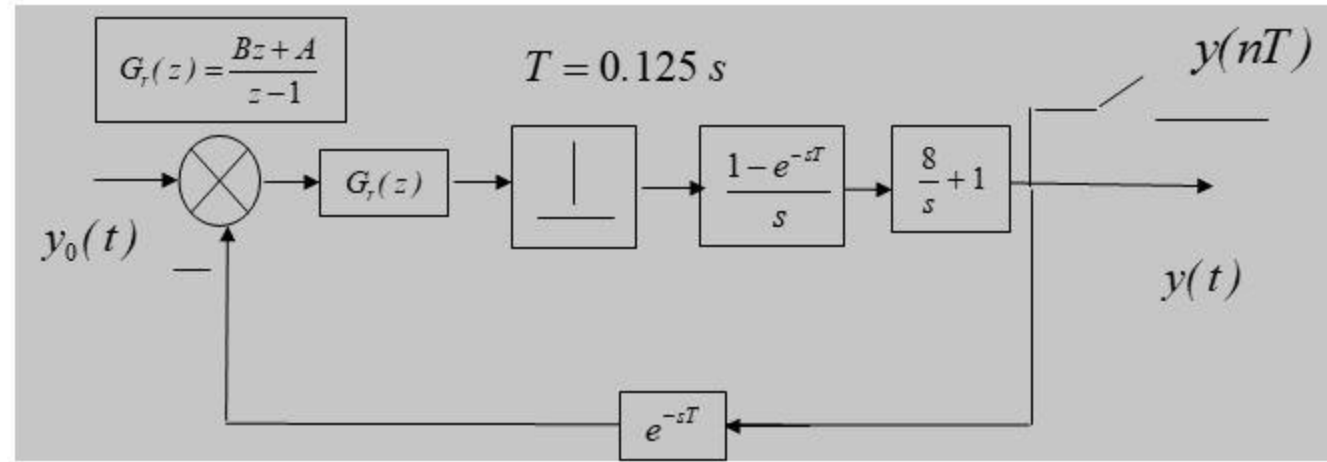


$$y(z) = G_2(z) \cdot v(z) \quad v(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \Big|_{t=kT} \right\} - G_{123}(z) \cdot v(z)$$

$$\Rightarrow v(z) + G_{123}(z) \cdot v(z) = \mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \Big|_{t=kT} \right\} \Rightarrow v(z) = \frac{\mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \Big|_{t=kT} \right\}}{1 + G_{123}(z)}$$

$$\Rightarrow y(z) = G_2(z) \cdot \frac{\mathbf{Z} \left\{ \mathbf{L}^{-1} \left[G_1(s) \cdot u(s) \right] \Big|_{t=kT} \right\}}{1 + G_{123}(z)}$$

- A. Jaka jest transmitancja dyskretna tego układu.
- B. Na płaszczyźnie (A,B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.
- C. Sprawdź rząd astatyzmu tego układu.
- D. Wyznacz uchyb w stanie ustalonym dla wymuszeń w postaci liniowej oraz kwadratowej funkcji czasu.
- E. Dla jakich wartości A, B wystąpią w układzie dyskretne przebiegi przejściowe zanikające po skończonej liczbie okresów impulsowania?
- F. Naszkicuj odpowiedź jednostkową układu w tym przypadku.



A. Jaka jest transmitancja dyskretna tego układu.

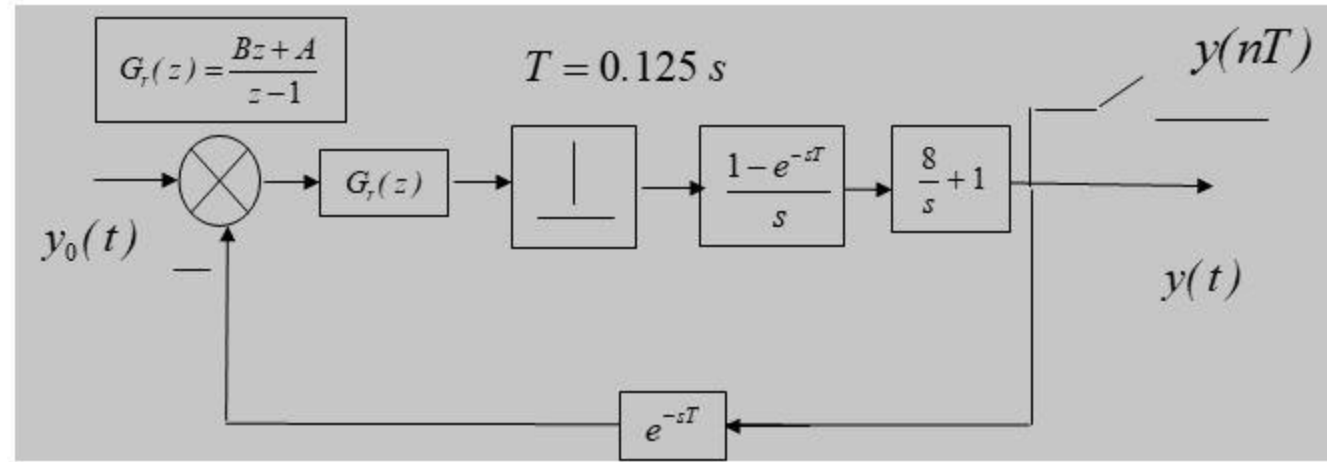
$$G(z) = \frac{G_r(z) \cdot G_1(z)}{1 + G_r(z) \cdot G_2(z)}$$

$$\begin{aligned} G_1(s) &= \frac{8}{s} + 1 \Rightarrow H_1(s) = \frac{8}{s^2} + \frac{1}{s} \Rightarrow \\ &\Rightarrow H_1(t) = (8 \cdot t + 1) \cdot \mathbf{1}(t) \Rightarrow \\ &\Rightarrow H_1(nT) = (8 \cdot nT + 1) \cdot \mathbf{1}(nT) \end{aligned}$$

$$H_1(z) = 8 \frac{zT}{(z-1)^2} + \frac{z}{z-1} = \frac{z}{(z-1)^2} [8T + (z-1)] = \frac{z[z - (1-8T)]}{(z-1)^2}$$

$$G_1(z) = \frac{z-1}{z} H_1(z) = \frac{z-1}{z} \cdot \frac{z[z - (1-8T)]}{(z-1)^2} = \frac{z - (1-8T)}{z-1}$$

$$G_2(z) = z^{-1} \cdot G_1(z) = z^{-1} \cdot \frac{z - (1-8T)}{z-1} = \frac{z - (1-8T)}{z(z-1)}$$



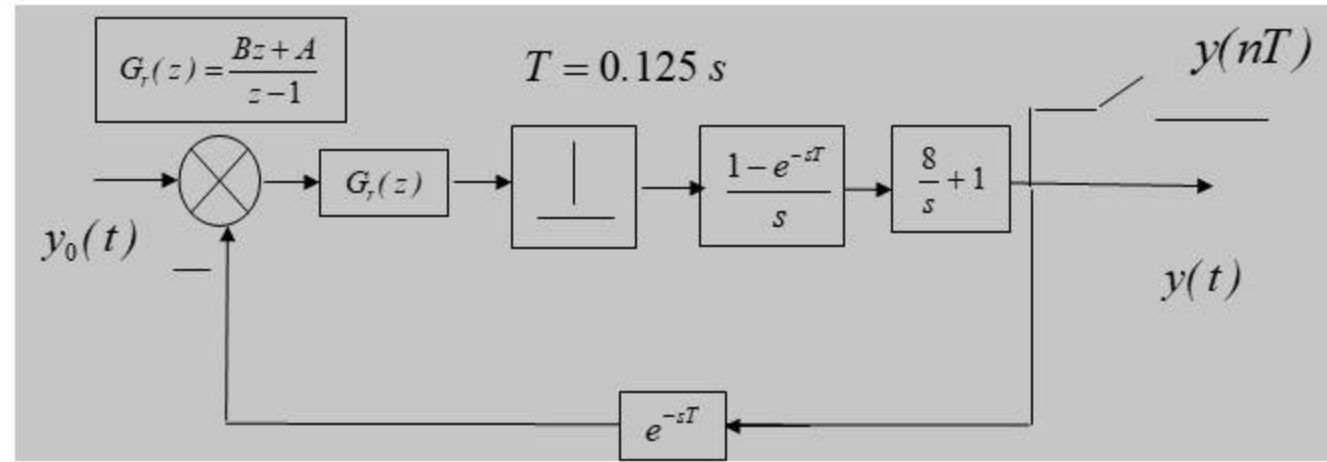
$$G_1(z)_{T=0,125} = \frac{z}{z-1}$$

$$G_2(z)_{T=0,125} = \frac{1}{z-1}$$

A. Jaka jest transmitancja dyskretna tego układu.

$$G_1(z)_{T=0,125} = \frac{z}{z-1} \quad G_2(z)_{T=0,125} = \frac{1}{z-1}$$

$$\begin{aligned} G(z) &= \frac{G_r(z) \cdot G_1(z)}{1 + G_r(z) \cdot G_2(z)} = \\ &= \frac{\frac{Bz+A}{z-1} \cdot \frac{z}{z-1}}{1 + \frac{Bz+A}{z-1} \cdot \frac{1}{z-1}} = \frac{z(Bz+A)}{(z-1)^2 + (Bz+A)} = \frac{z(Bz+A)}{z^2 + (B-2)z + (A+1)} \end{aligned}$$



B. Na płaszczyźnie (A, B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.

$$M(z) = z^2 + (B - 2)z + (A + 1)$$

Dla układu II rzędu, którego wielomian charakterystyczny jest postaci

$$M(z) = z^2 + a_1 \cdot z + a_0$$

Warunki konieczne stabilności układu dyskretnego są jednocześnie warunkami wystarczającymi

$$\begin{cases} M(1) > 0 \\ (-1)^2 M(-1) > 0 \\ |a_0| < 1 \\ |a_1| < 2 \end{cases}$$

$$M(1) > 0 \Rightarrow [z^2 + (B - 2)z + (A + 1)]_{z=1} = 1 + (B - 2) + (A + 1) = B + A > 0$$

$$B > -A$$

$$(-1)^2 M(-1) > 0 \Rightarrow [z^2 + (B - 2)z + (A + 1)]_{z=-1} = 1 - (B - 2) + (A + 1) = -B + A + 4 > 0$$

$$B < A + 4$$

$$|a_0| = |A + 1| < 1 \Rightarrow \begin{matrix} A + 1 < 1 \\ A + 1 > -1 \end{matrix} \Rightarrow \begin{matrix} A < 0 \\ A > -2 \end{matrix}$$

$$A < 0$$

$$A > -2$$

$$|a_1| = |B - 2| < 2 \Rightarrow \begin{matrix} B - 2 < 2 \\ B - 2 > -2 \end{matrix} \Rightarrow \begin{matrix} B < 4 \\ B > 0 \end{matrix}$$

$$B < 4$$

$$B > 0$$

B. Na płaszczyźnie (A, B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.

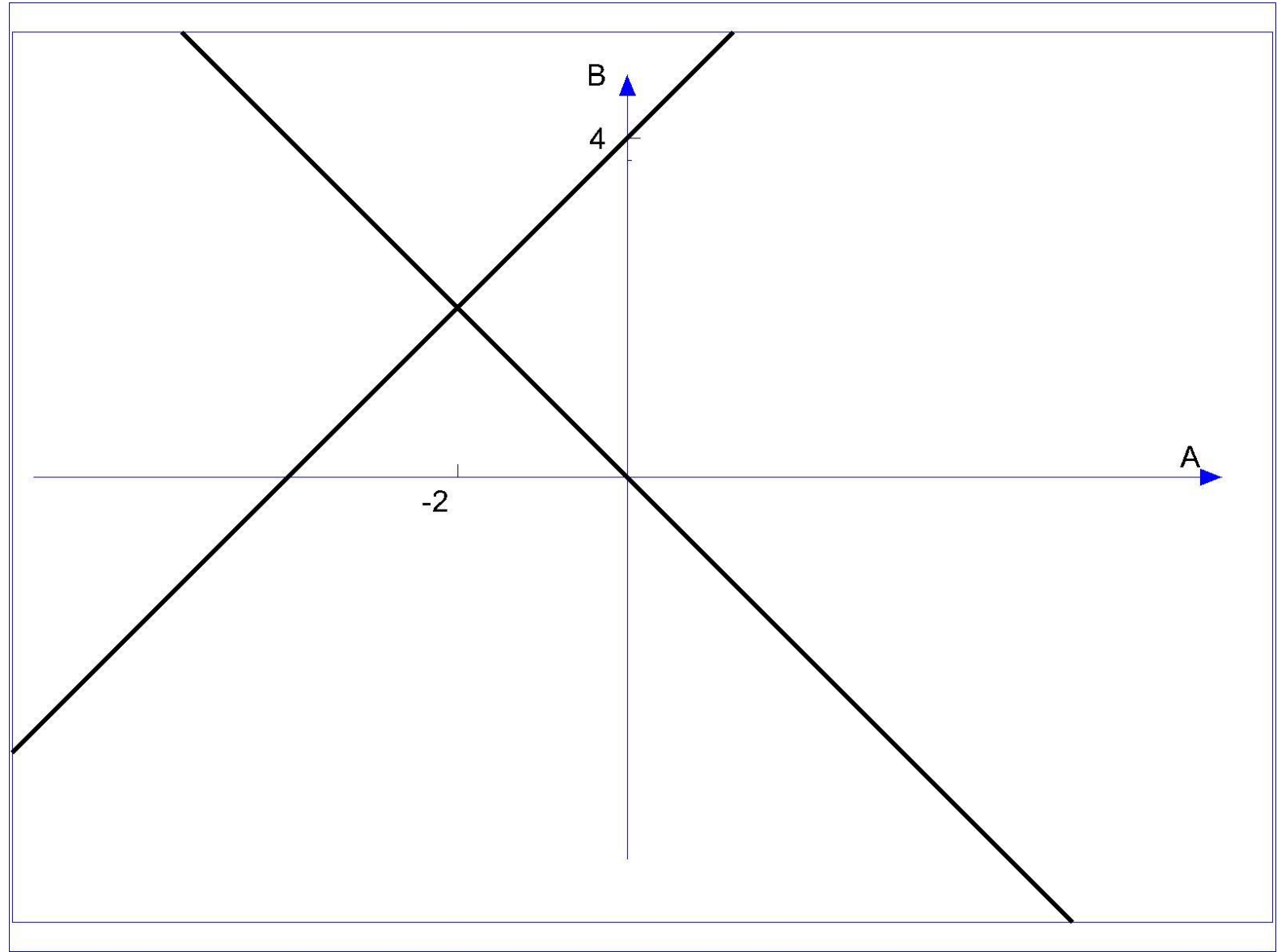
$$M(z) = z^2 + (B - 2)z + (A + 1)$$

$$B > -A$$

$$B < A + 4$$

$$A < 0$$

$$A > -2$$



B. Na płaszczyźnie (A, B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.

$$M(z) = z^2 + (B - 2)z + (A + 1)$$

$$B > -A$$

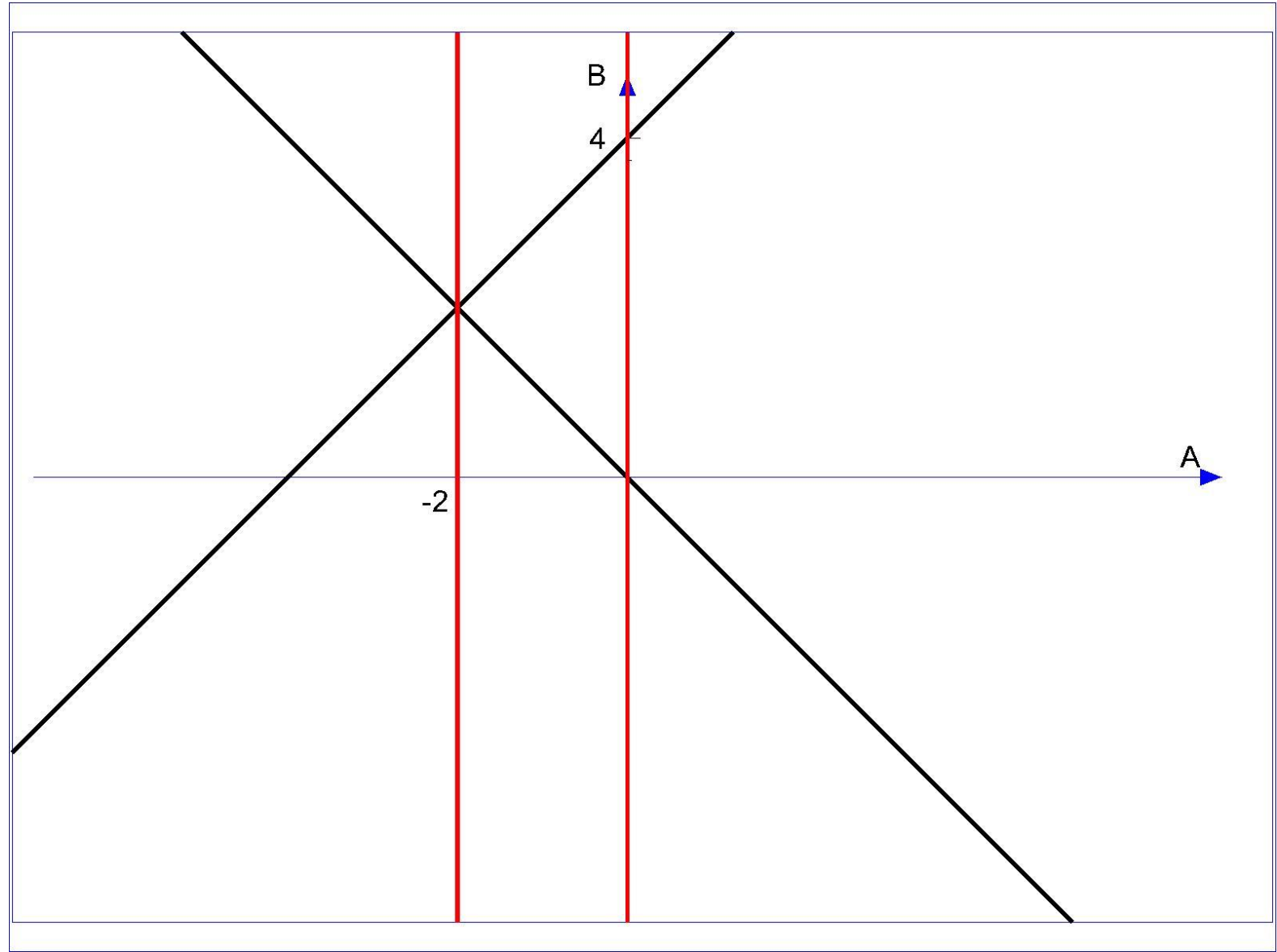
$$B < A + 4$$

$$A < 0$$

$$A > -2$$

$$B < 4$$

$$B > 0$$



B. Na płaszczyźnie (A, B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.

$$M(z) = z^2 + (B - 2)z + (A + 1)$$

$$B > -A$$

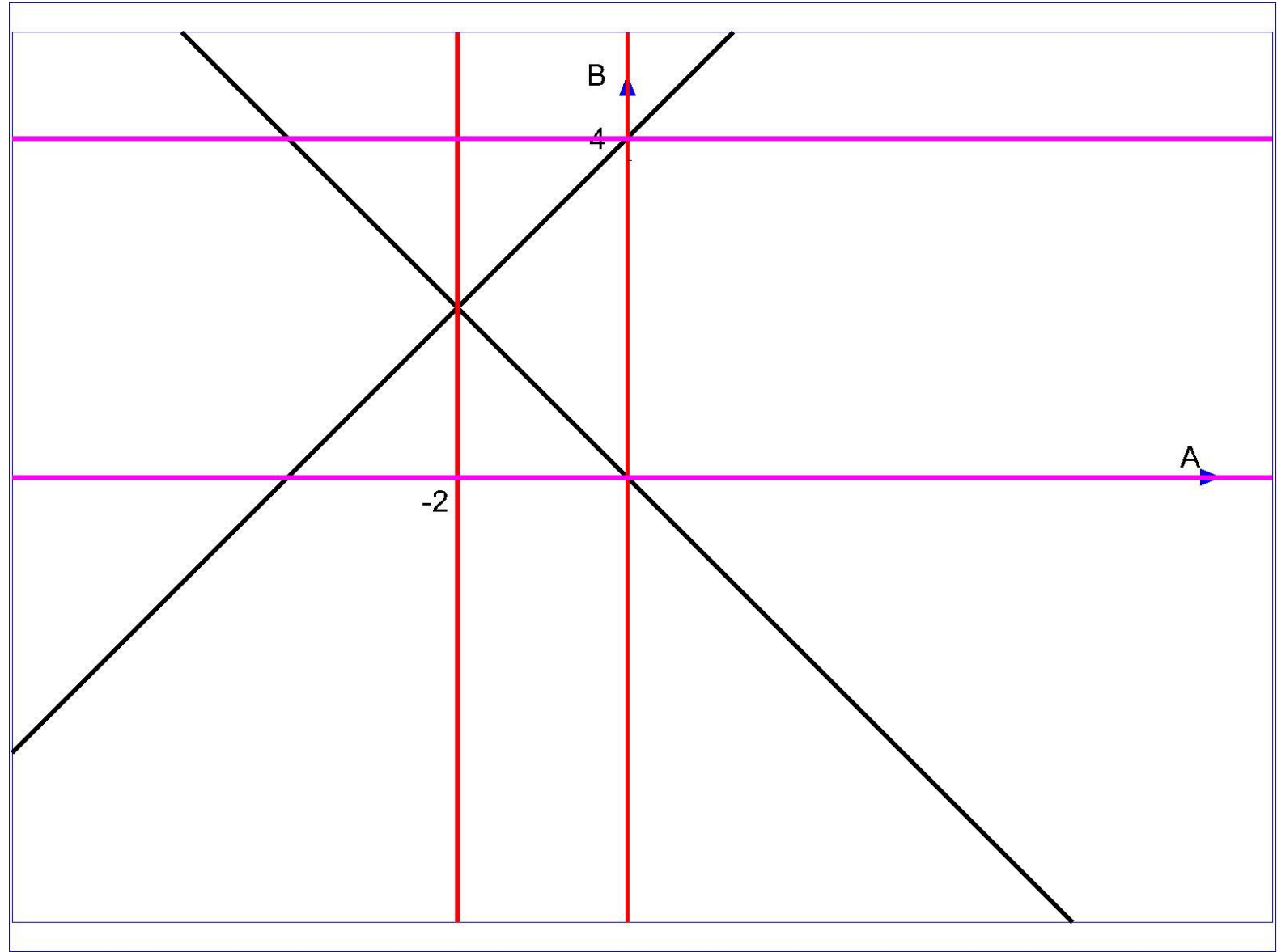
$$B < A + 4$$

$$A < 0$$

$$A > -2$$

$$B < 4$$

$$B > 0$$



B. Na płaszczyźnie (A, B) $B > 0$ wyznacz i narysuj obszar wartości, dla których układ będzie stabilny.

$$M(z) = z^2 + (B - 2)z + (A + 1)$$

$$B > -A$$

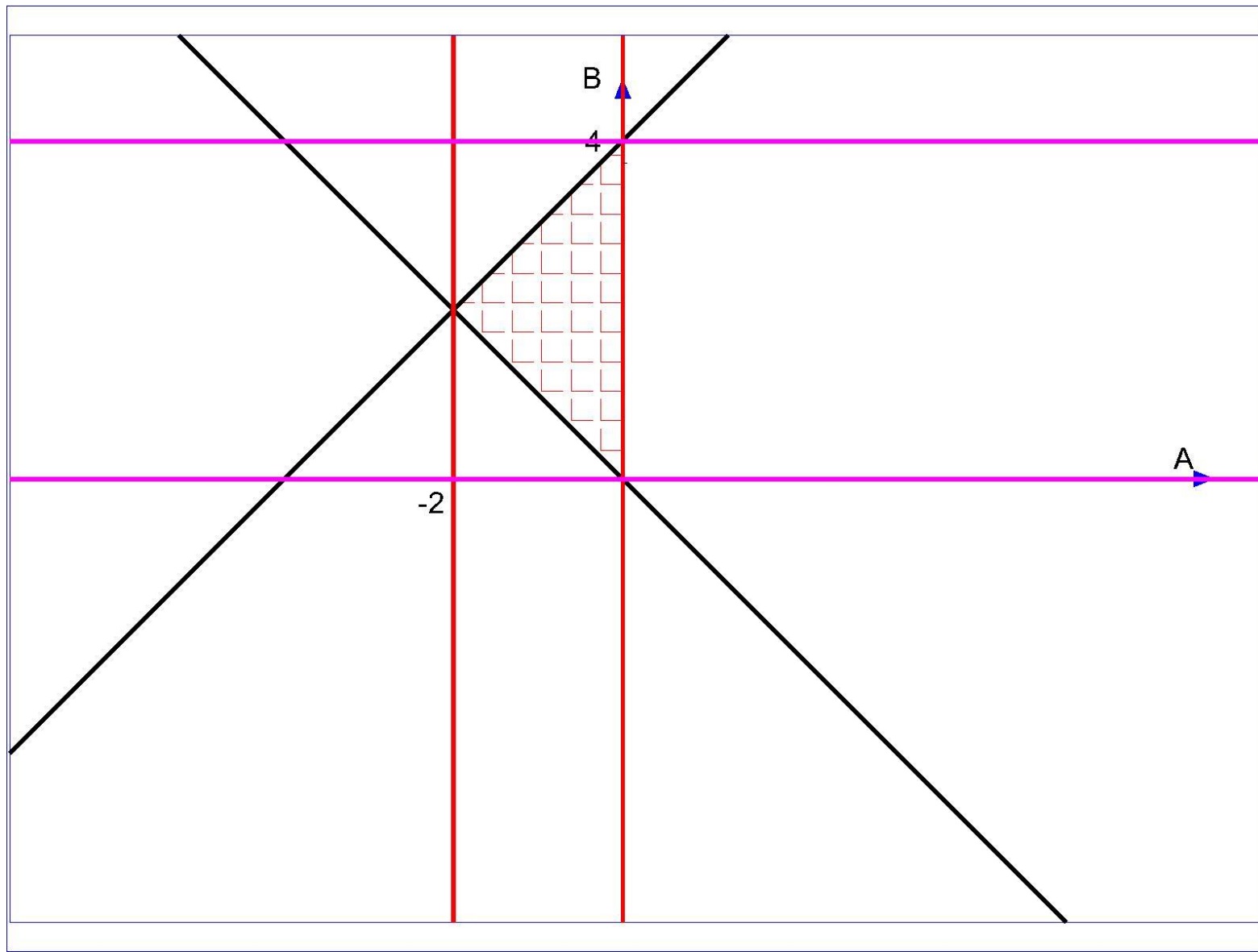
$$B < A + 4$$

$$A < 0$$

$$A > -2$$

$$B < 4$$

$$B > 0$$



- C. Sprawdź rząd astatyzmu tego układu.
 D. Wyznacz uchyb w stanie ustalonym dla wymuszeń w postaci liniowej oraz kwadratowej funkcji czasu.

$$G_r(z) \cdot G_2(z) = \frac{Bz + A}{z - 1} \cdot \frac{1}{z - 1} = \frac{Bz + A}{(z - 1)^2} \Rightarrow k = 2$$

$$G_e(z) = \frac{1}{1 + G_r(z)G_2(z)} = \frac{1}{1 + \frac{Bz + A}{(z - 1)^2}} = \frac{(z - 1)^2}{(z - 1)^2 + (Bz + A)}$$

$$e_{ust} = \lim_{n \rightarrow \infty} [e(nT)] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[\frac{z - 1}{z} \cdot G_e(z) \cdot u(z) \right] = \lim_{z \rightarrow 1} \left[\frac{z - 1}{z} \cdot \frac{(z - 1)^2}{(z - 1)^2 + (Bz + A)} u(z) \right]$$

$$u(t) = t^2 \cdot \mathbf{1}(t) \Rightarrow u(z) = \frac{zT(z + 1)}{(z - 1)^3} \Rightarrow e_{ust} = \lim_{z \rightarrow 1} \left[\frac{z - 1}{z} \cdot \frac{(z - 1)^2}{(z - 1)^2 + (Bz + A)} \cdot \frac{zT(z + 1)}{(z - 1)^3} \right] =$$

$$u(t) = t^1 \cdot \mathbf{1}(t) \Rightarrow u(z) = \frac{zT}{(z - 1)^2} \Rightarrow e_{ust} = \lim_{z \rightarrow 1} \left[\frac{z - 1}{z} \cdot \frac{(z - 1)^2}{(z - 1)^2 + (Bz + A)} \cdot \frac{zT}{(z - 1)^2} \right] =$$

- E. Dla jakich wartości A , B wystąpią w układzie dyskretne przebiegi przejściowe zanikające po skończonej liczbie okresów impulsowania?
- F. Naskicuj odpowiedź jednostkową układu w tym przypadku.

$$G(z) = \frac{z(Bz + A)}{z^2 + (B - 2)z + (A + 1)} \stackrel[A=-1]{B=2} = \frac{z(2z - 1)}{z^2}$$

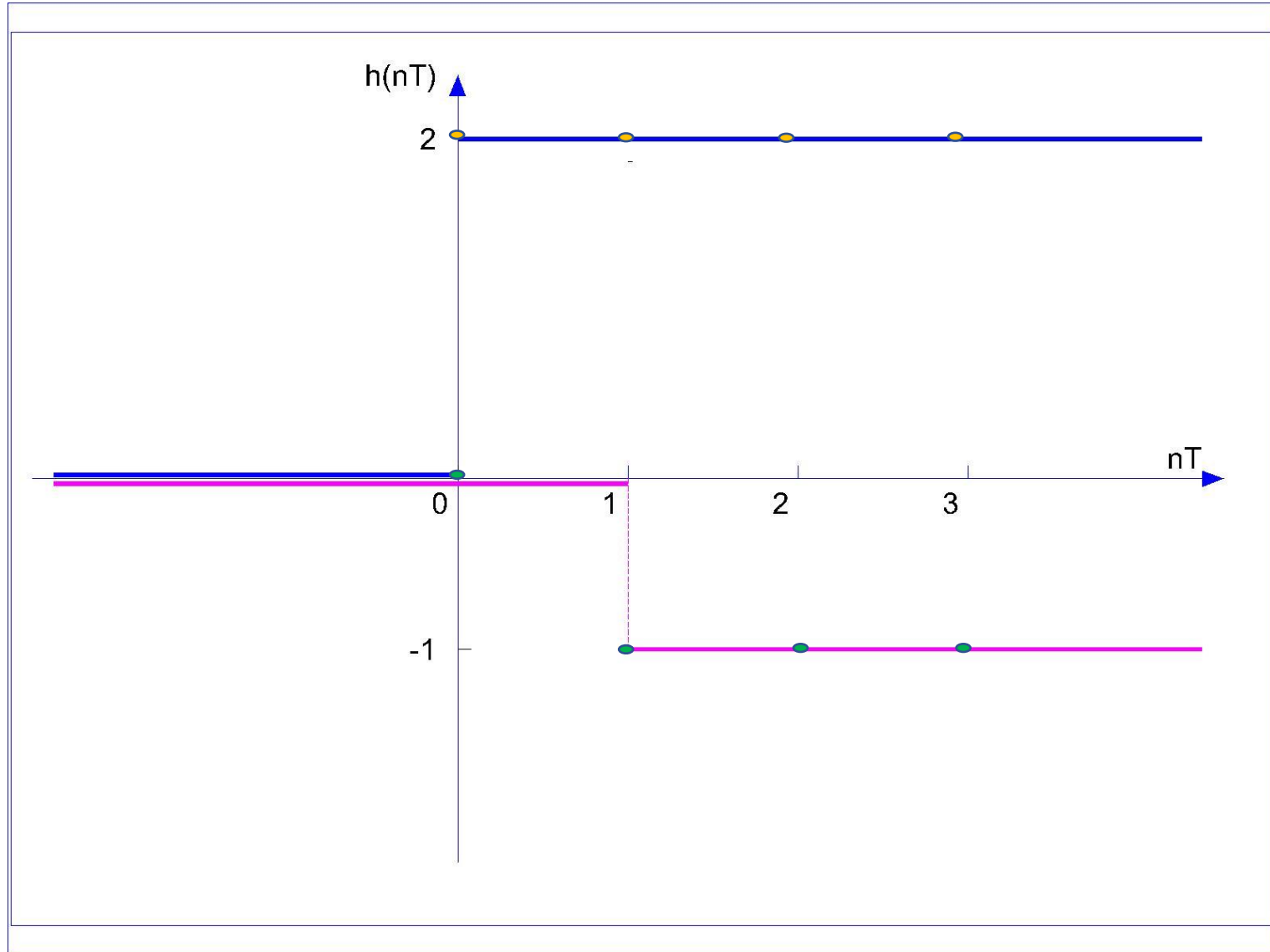
$$G(z) = 2 - z^{-1}$$

$$\begin{aligned} h(nT) &= Z^{-1} \left\{ G(z) \frac{z}{z-1} \right\} = Z^{-1} \left\{ (2 - z^{-1}) \frac{z}{z-1} \right\} = Z^{-1} \left\{ 2 \frac{z}{z-1} \right\} - Z^{-1} \left\{ z^{-1} \frac{z}{z-1} \right\} = \\ &= 2 \cdot \mathbf{1}(nT) - \mathbf{1}(nT - T) = 2 \cdot \mathbf{1}(nT) - \mathbf{1}[(n-1)T] \end{aligned}$$

- E. Dla jakich wartości A, B wystąpią w układzie dyskretne przebiegi przejściowe zanikające po skończonej liczbie okresów impulsowania?
- F. Naskicuj odpowiedź jednostkową układu w tym przypadku.

$$G(z) = 2 - z^{-1}$$

$$h(nT) = 2 \cdot \mathbf{1}(nT) - \mathbf{1}[(n-1)T]$$



- E. Dla jakich wartości A, B wystąpią w układzie dyskretne przebiegi przejściowe zanikające po skończonej liczbie okresów impulsowania?
- F. Naskicuj odpowiedź jednostkową układu w tym przypadku.

$$G(z) = 2 - z^{-1}$$

$$h(nT) = 2 \cdot \mathbf{1}(nT) - \mathbf{1}[(n-1)T]$$

