

Przekształcenie zet (Z)

Definicja przekształcenia z

Przekształcenie zet jest w dziedzinie czasu dyskretnego odpowiednikiem ciągłego przekształcenia Laplace'a w dziedzinie czasu ciągłego. Podamy dwie równoważne definicje przekształcenia zet różniące się jedynie sposobem zapisu matematycznego sygnału dyskretnego:

- Dla sygnału zapisanego w postaci ciągu wartości $f[n]$:

$$F(z) \stackrel{\text{definicja}}{=} \sum_{-\infty}^{\infty} f[n] z^{-n}$$

- Dla sygnału próbkowanego $f^*(t)$ (wykorzystując przekształcenie Laplace'a)

$$F(z) \stackrel{\text{definicja}}{=} L\{f^*(t)\} \Big|_{e^{sT_p}=z}$$

Sygnał dyskretny

$$f^*(t) = \sum_{-\infty}^{\infty} f(nT_p) \cdot \delta(t - nT_p)$$

Transformata Laplace'a (dwustronna) sygnału dyskretnego:

$$F_{II}^*(s) = \sum_{-\infty}^{\infty} f(nT_p) \cdot e^{-nsT_p} \Big|_{e^{sT_p}=z}$$

Stąd po dokonaniu podstawienia zgodnie z definicją otrzymamy wyrażenie jak dla ciągu

$$F(z) = \sum_{-\infty}^{\infty} f(nT_p) \cdot z^{-n}$$

Obszar zbieżności

Ponieważ przekształcenie \mathbf{Z} ciągu $f[n]$ jest zdefiniowane jako szereg nieskończony, zatem istnieje tylko dla tych wartości dla których szereg jest zbieżny.

Suma zawiera zarówno dodatnie jak i ujemne potęgi zmiennej z . Jak wiadomo z teorii szeregów potęgowych suma ujemnych potęg jest zbieżna dla $|z|$ większego niż pewna stała r_1 , a suma potęg dodatnich jest zbieżna dla $|z|$ mniejszego niż pewna stała r_2 .

Wynika stąd, że obszar zbieżności (istnienia) transformaty \mathbf{Z} ma kształt pierścienia o promieniach r_1, r_2 zależnych od funkcji $f[n]$.

W celu dokładniejszego wyjaśnienia tego zagadnienia wykorzystamy przekształcenie Laplace'a. Rozpatrzmy odwzorowanie punktów płaszczyzny zmiennej zespolonej s na punkty płaszczyzny zmiennej zespolonej z .

Zgodnie z definicją przekształcenia \mathbf{Z} związek między zmienną z i s opisuje równanie:

$$z = e^{sT_p}$$

Ponieważ

$$s = \sigma + j\omega$$

Stąd

$$z = e^{(\sigma + j\omega)T_p} = e^{\sigma T_p} e^{j\omega T_p}$$

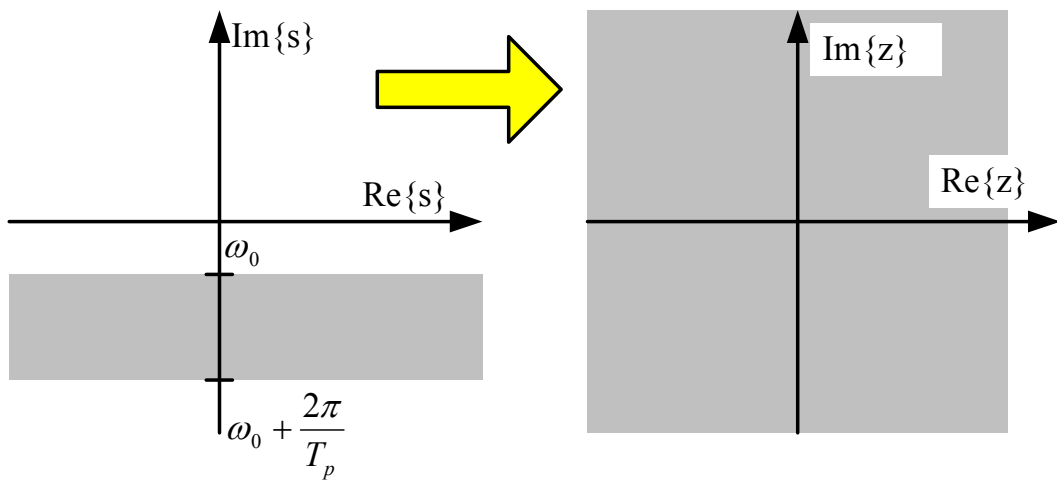
Czynnik $e^{j\omega T_p}$ jest okresowy, zatem odwzorowanie nie jest jednoznaczne.

$$z = e^{\sigma T_p} e^{j\omega T_p} = e^{\sigma T_p} e^{j(\omega T_p + 2\pi)}$$

Oznacza to, że każdy dowolny pas na płaszczyźnie zmiennej s określony następująco

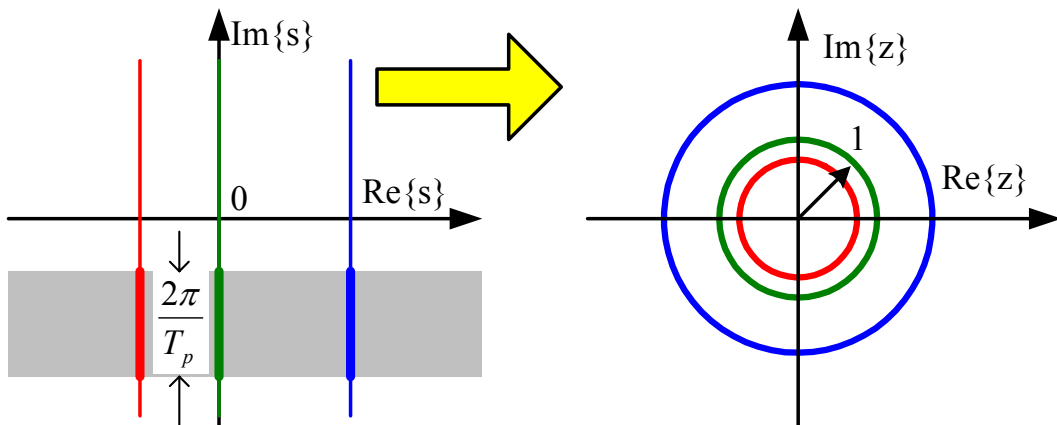
$$\omega_0 < \omega < \omega_0 + \frac{2\pi}{T_p} \quad -\infty < \sigma < \infty$$

odwzorowuje całą płaszczyznę zmiennej z .

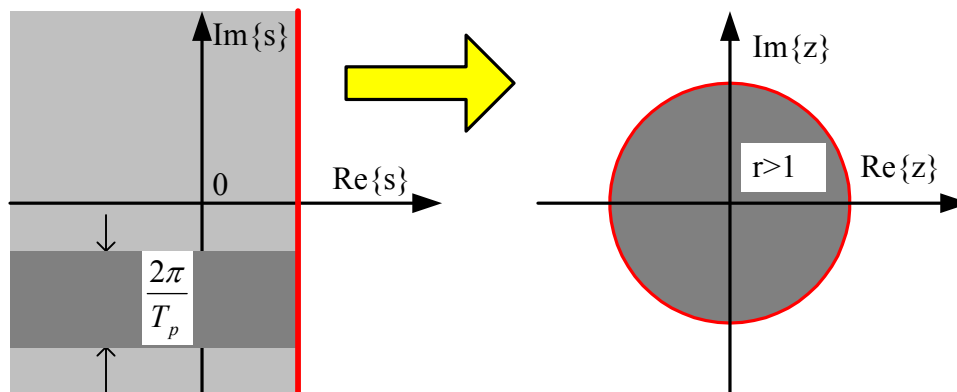


Rozpatrzmy szczególne przypadki odwzorowań:

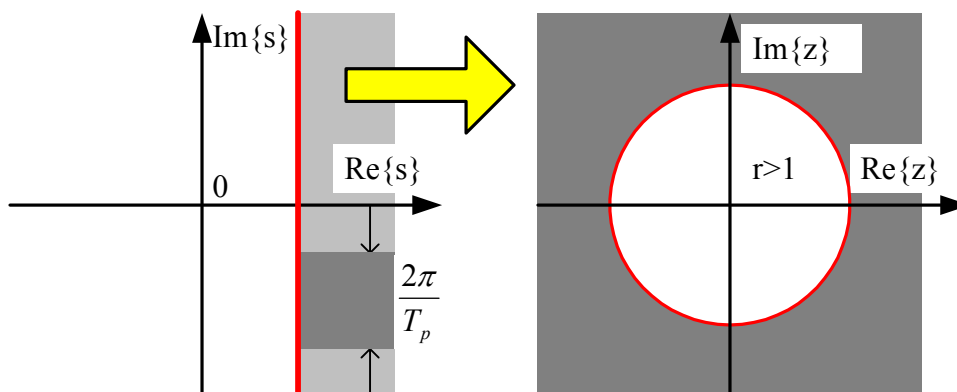
Obrazem prostej o równaniu $s=a$ (pionowa) na płaszczyźnie s będzie okrąg o promieniu e^{aT_p} na płaszczyźnie zmiennej z . Oś urojonych na płaszczyźnie s odwzorowuje się na okrąg jednostkowy na płaszczyźnie z .



Półpłaszczyzna na lewo od prostej $s=a$ na płaszczyźnie s będzie wnętrzem koła o promieniu e^{aT_p}



Półpłaszczyzna na prawo od prostej $s=a$ na płaszczyźnie s będzie zewnętrzem koła o promieniu e^{aT_p}



Rozpatrzmy przykład, który do wyznaczania przekształcenia \mathbf{z} wykorzystuje analogie z transformacją Laplace'a

Obliczymy dwustronną transformatę Laplace'a sygnału o ciągłym czasie:

$$x(t) = e^{at} 1(-t) + e^{-bt} 1(t)$$

$$x(t) = x_-(t) + x_+(t)$$

$$X_-(s) = L\{x(-t)\}_{s=-s}$$

$$X_-(s) = \frac{1}{-s+a}$$

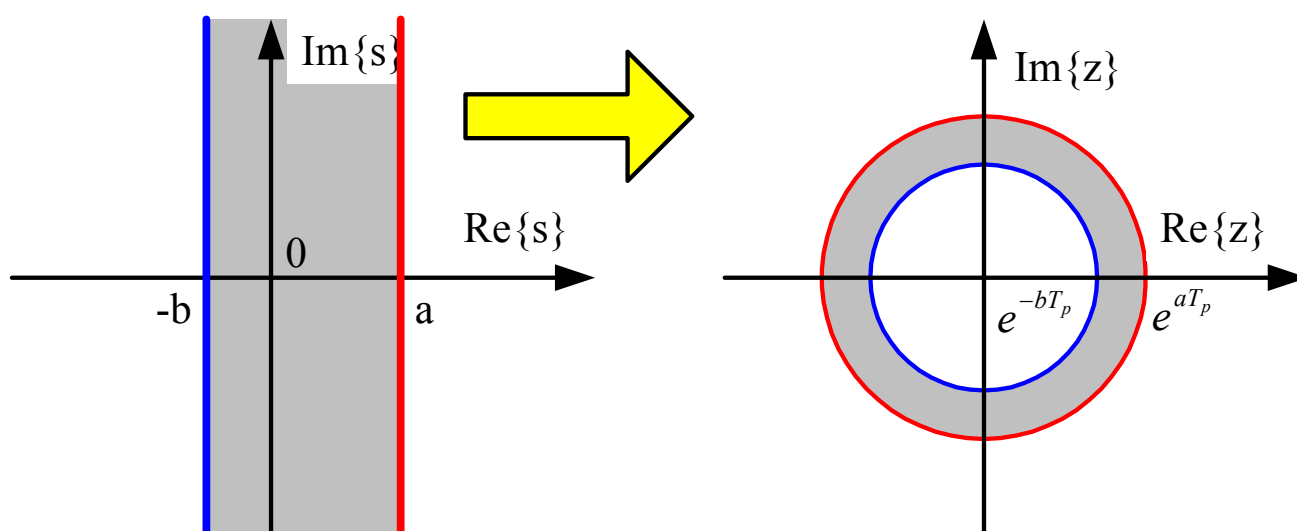
Obszar zbieżności dla tego składnika leży na lewo od punktu a na płaszczyźnie s , czyli wewnątrz okręgu o promieniu $e^{aT_p} > 1$

$$X_+(s) = L\{x(t)\}$$

$$X_+(s) = \frac{1}{s+b}$$

Obszar zbieżności dla tego składnika leży na prawo od punktu $-b$ na płaszczyźnie s , czyli na zewnątrz koła o promieniu $e^{-bT_p} < 1$

$$X(s) = \frac{1}{-s+a} + \frac{1}{s+b}$$

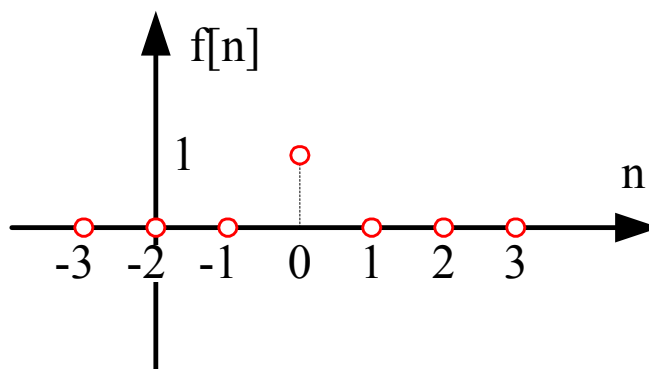


S	Z
Pas zbieżności pomiędzy $-b$ i a	pierścień o promieniach e^{-bT_p} , e^{aT_p}

Przykłady wyznaczania transformaty Z podstawowych sygnałów:

Transformata „zet” (Z) delty Kroneckera:

$$\delta[n] = \begin{cases} 1 & \text{dla } n = 0 \\ 0 & \text{dla } n \neq 0 \end{cases}$$

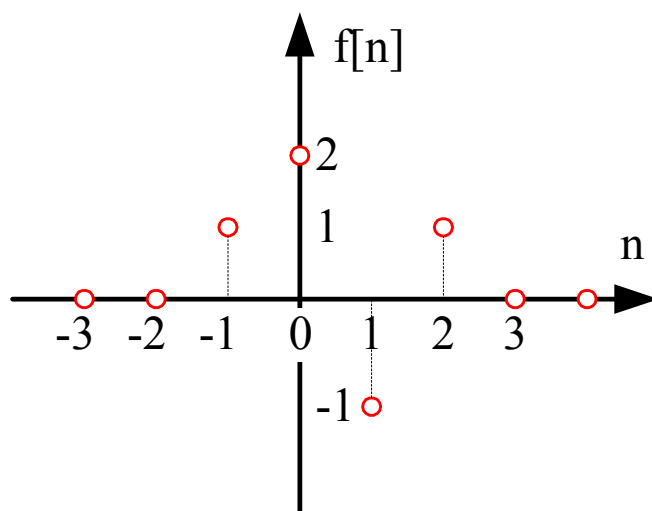


$$\mathcal{Z}\{f[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n]z^{-n} = \sum_{n=0}^0 f[n]z^{-n} = z^0 = 1$$

$$\delta[n] \xrightarrow{\mathcal{Z}} 1$$

Transformata Z dowolnego ciągu skończonego:

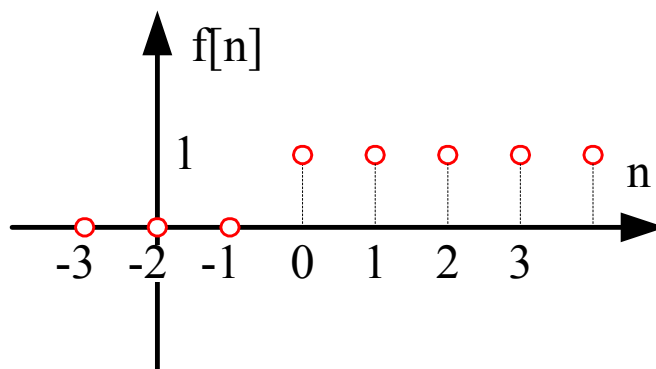
$$x[n] = \begin{cases} 1, & n = -1 \\ 2, & n = 0 \\ -1, & n = 1 \\ 1, & n = 2 \\ 0, & \text{inne} \end{cases}$$



$$Z\{f[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n]z^{-n} = z + 2 - z^{-1} + z^{-2}$$

Transformata z skoku jednostkowego:

$$1[n] = \begin{cases} 1 & \text{dla } n \geq 0 \\ 0 & \text{dla } n < 0 \end{cases}$$



$$\begin{aligned} Z\{f[n]\} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} f[n]z^{-n} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} 1 \cdot z^{-n} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} (z^{-1})^n \end{aligned}$$

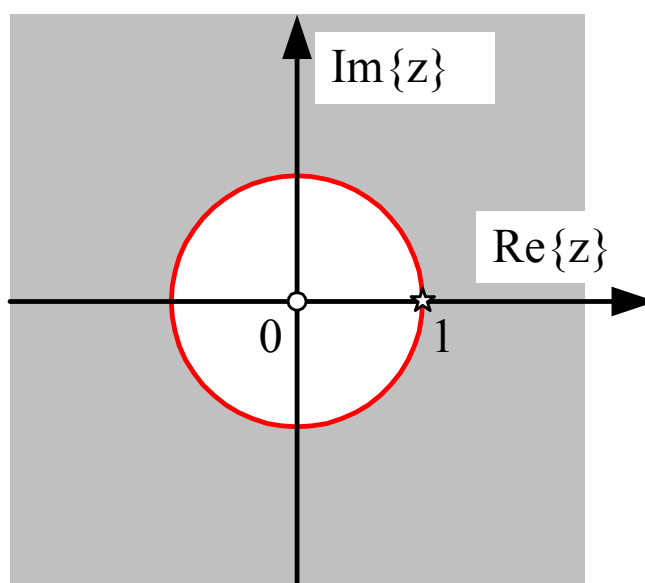
Wykorzystamy zależność na sumę ciągu geometrycznego:

$$\left| \begin{aligned} A + Ax + \dots + Ax^{N-1} &= \sum_{n=0}^{N-1} Ax^n = \frac{A - Ax^N}{1 - x} \\ |x| < 1 \text{ oraz } N \rightarrow \infty &\Rightarrow x^N \rightarrow 0 \end{aligned} \right.$$

$$Z\{f[n]\} = \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{z}{z - 1}$$

$$1[n] \xrightarrow{z} \frac{z}{z - 1}$$

Transformata $F(z)$ posiada biegun w punkcie $z=1$, oraz pierwiastek w punkcie $z=0$. Obszar zbieżności opisuje zależność $|z| > 1$, leży na zewnątrz okręgu o promieniu 1.



Transformata z funkcji wykładniczej ($n \geq 0$):

$$x[n] = a^n \cdot 1[n]$$

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] z^{-n}$$

$$= \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n}$$

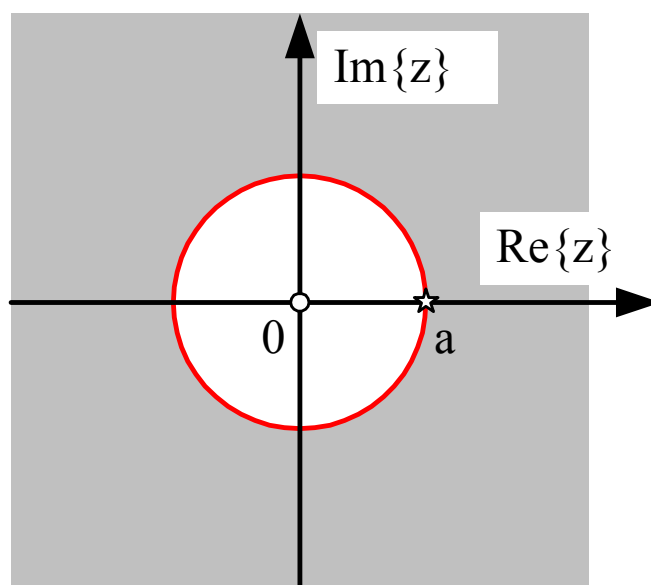
$$= \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n$$

Suma jest zbieżna gdy $|a/z| < 1$ lub $|z| > |a|$

$$X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a}$$

$$a^n 1[n] \xrightarrow{z} \frac{z}{z - a}$$

Transformata $X(z)$ posiada biegun w punkcie $z=a$, oraz pierwiastek w punkcie $z=0$. Obszar zbieżności opisuje zależność $|z| > |a|$, leży na zewnątrz okręgu o promieniu a .



Transformata z funkcji wykładniczej ($n < 0$):

$$y[n] = -a^n \cdot 1[-n-1]$$

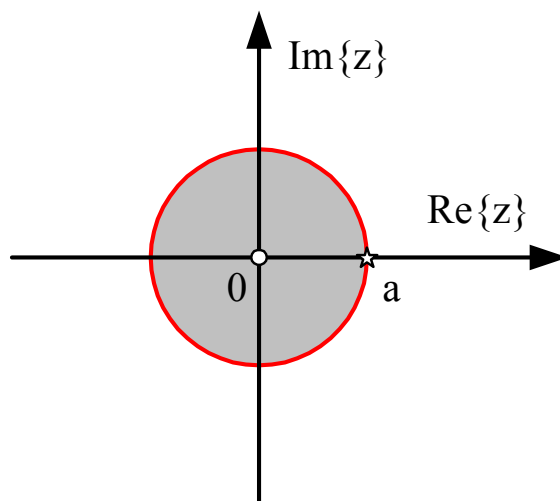
$$\begin{aligned} Y(z) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} y[n] z^{-n} \\ &= - \sum_{n=-\infty}^{-1} a^n z^{-n} \\ &= - \sum_{n=-\infty}^{-1} (az^{-1})^n \\ &= 1 - \sum_{n=0}^{\infty} (a^{-1}z)^n \end{aligned}$$

Suma jest zbieżna gdy $|z/a| < 1$ lub $|z| < |a|$

$$X(z) = 1 - \frac{1}{1 - za^{-1}} = \frac{1 - za^{-1} - 1}{1 - za^{-1}} = \frac{z}{z - a}$$

$$-a^n 1[-n-1] \xrightarrow{z} \frac{z}{z - a}$$

Transformata $X(z)$ posiada biegun w punkcie $z=a$, oraz pierwiastek w punkcie $z=0$. Obszar zbieżności opisuje zależność $|z| < |a|$, leży na **wewnątrz** okręgu o promieniu a .



Przykład

Zidentyfikujemy obszary istnienia transformaty \mathbf{z} dla następujących sygnałów:

$$x[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^n \cdot 1[-n] + 2\left(\frac{1}{4}\right)^n \cdot 1[n]$$

$$y[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^n \cdot 1[n] + 2\left(\frac{1}{4}\right)^n \cdot 1[n]$$

$$w[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^n \cdot 1[-n] + 2\left(\frac{1}{4}\right)^n \cdot 1[-n]$$

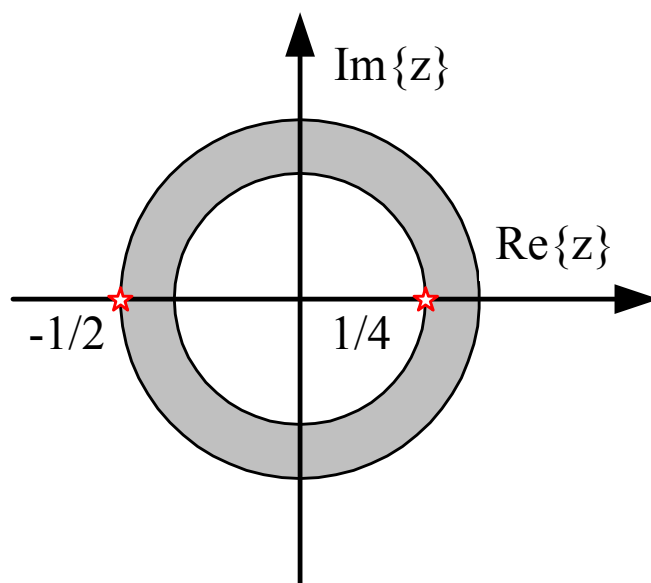
$\mathbf{X(z)}$

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{n=-\infty}^0 \left(-\frac{1}{2z}\right)^n + 2 \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4z}\right)^n \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} (-2z)^n + 2 \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4z}\right)^n \end{aligned}$$

Pierwsza suma jest zbieżna dla $|2z| < 1$ lub $|z| < 1/2$. Druga suma jest zbieżna dla $|1/(4z)| < 1$ lub $|z| > 1/4$. Wspólny obszar zbieżności dla tych szeregów stanowi pierścień:

$$\frac{1}{4} < |z| < \frac{1}{2}$$

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



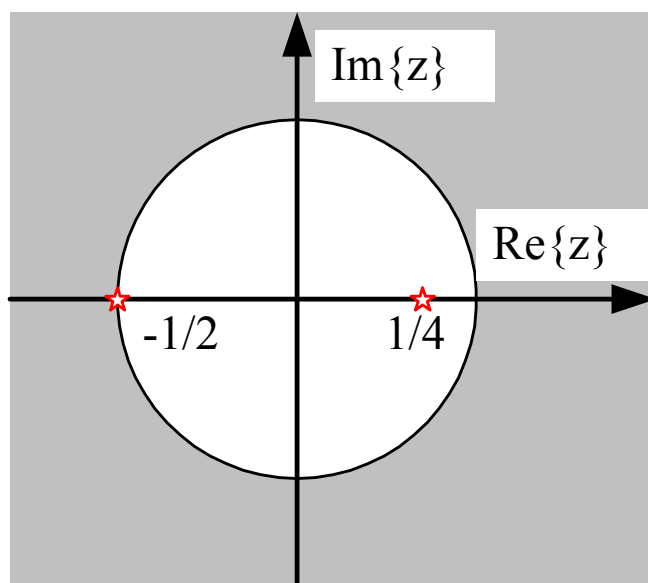
$Y(z)$

$$\begin{aligned} Y(z) &= \sum_{n=0}^{\infty} \left(-\frac{1}{2z}\right)^n + 2 \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4z}\right)^n \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} \left(-\frac{1}{2z}\right)^n + 2 \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4z}\right)^n \end{aligned}$$

Pierwsza suma jest zbieżna dla $|1/(2z)| < 1$ lub $|z| > 1/2$. Druga suma jest zbieżna dla $|1/(4z)| < 1$ lub $|z| > 1/4$. Wspólny obszar zbieżności dla tych szeregów stanowi zewnętrzny okrąg:

$$|z| > \frac{1}{2}$$

$$Y(z) = \frac{z}{z + \frac{1}{2}} + \frac{2z}{z - \frac{1}{4}}$$



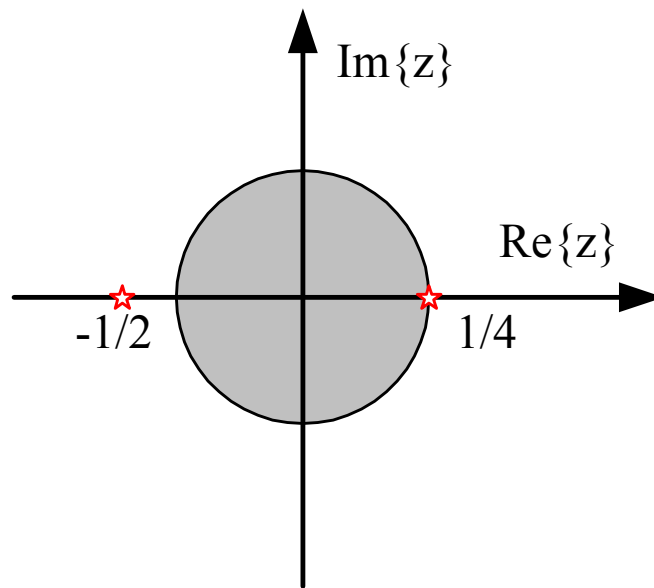
$W(z)$

$$\begin{aligned} W(z) &= \sum_{n=-\infty}^0 \left(-\frac{1}{2z}\right)^n + 2 \sum_{n=-\infty}^0 \left(\frac{1}{4z}\right)^n \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} (-2z)^n + 2 \sum_{n=0}^{\infty} (4z)^n \end{aligned}$$

Pierwsza suma jest zbieżna dla $|2z| < 1$ lub $|z| < 1/2$. Druga suma jest zbieżna dla $|4z| < 1$ lub $|z| < 1/4$. Wspólny obszar zbieżności dla tych szeregów stanowi wnętrze okręgu:

$$|z| < \frac{1}{4}$$

$$W(z) = \frac{z}{z + \frac{1}{2}} + \frac{2z}{z - \frac{1}{4}}$$



Wykorzystanie przekształcenia Laplace'a od wyznaczania transformaty z :

Transformata z wykładniczego przebiegu prawostronnego ($t \geq 0$):

$$x(t) = e^{-bt} 1(t)$$

$$x^*(t) = e^{-bt} \cdot \sum_{k=0}^{\infty} \delta(t - kT_p)$$

$$x^*(t) = \sum_{k=0}^{\infty} e^{-bkT_p} \delta(t - kT_p)$$

Korzystając z transformaty Laplace'a

$$X^*(s) = \sum_{k=0}^{\infty} e^{-bkT_p} e^{-skT_p}$$

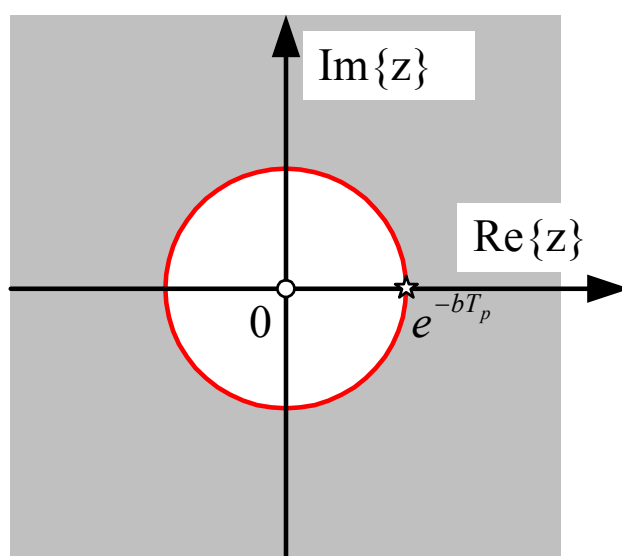
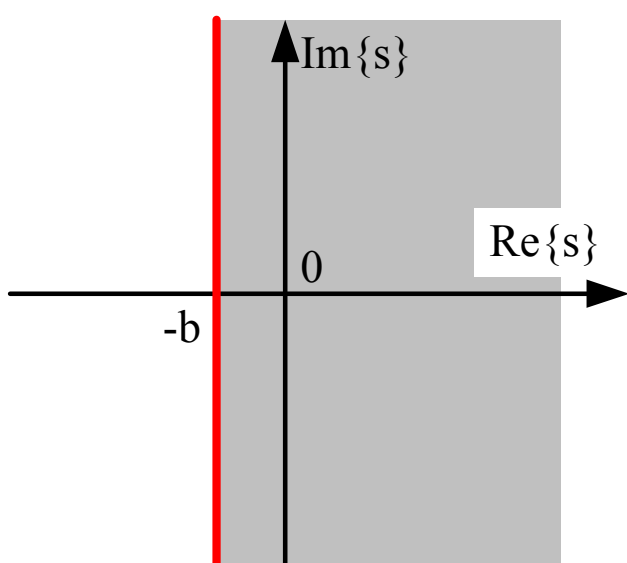
$$X^*(s) = \sum_{k=0}^{\infty} (e^{-bT_p} e^{-sT_p})^k$$

$$X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} (e^{-bT_p} z^{-1})^k$$

$$X(z) = \frac{1}{1 - e^{-bT_p} z^{-1}}$$

$$X(z) = \frac{z}{z - e^{-bT_p}}$$

Ponieważ obszar zbieżności transformaty Laplace'a $X(s) = \frac{1}{s+b}$ jest półpłaszczyzną położoną na prawo od prostej $s=-b$ dlatego obszarem zbieżności transformaty **z** jest **zewnątrze okręgu** o promieniu e^{-bT_p}



Transformata z wykładniczego przebiegu lewostronnego ($t < 0$):

$$x(t) = -e^{-bt} 1(-t)$$

$$x^*(t) = -e^{-bt} \cdot \sum_{k=-\infty}^{-1} \delta(t - kT_p)$$

$$x^*(t) = \sum_{k=-\infty}^{-1} -e^{-bkT_p} \delta(t - kT_p)$$

Korzystając z transformaty Laplace'a

$$X^*(s) = \sum_{k=-\infty}^{-1} -e^{-bkT_p} e^{-skT_p}$$

$$X^*(s) = -\sum_{k=1}^{\infty} e^{bkT_p} e^{skT_p}$$

$$X^*(s) = -\sum_{k=1}^{\infty} \left(e^{bT_p} e^{sT_p} \right)^k$$

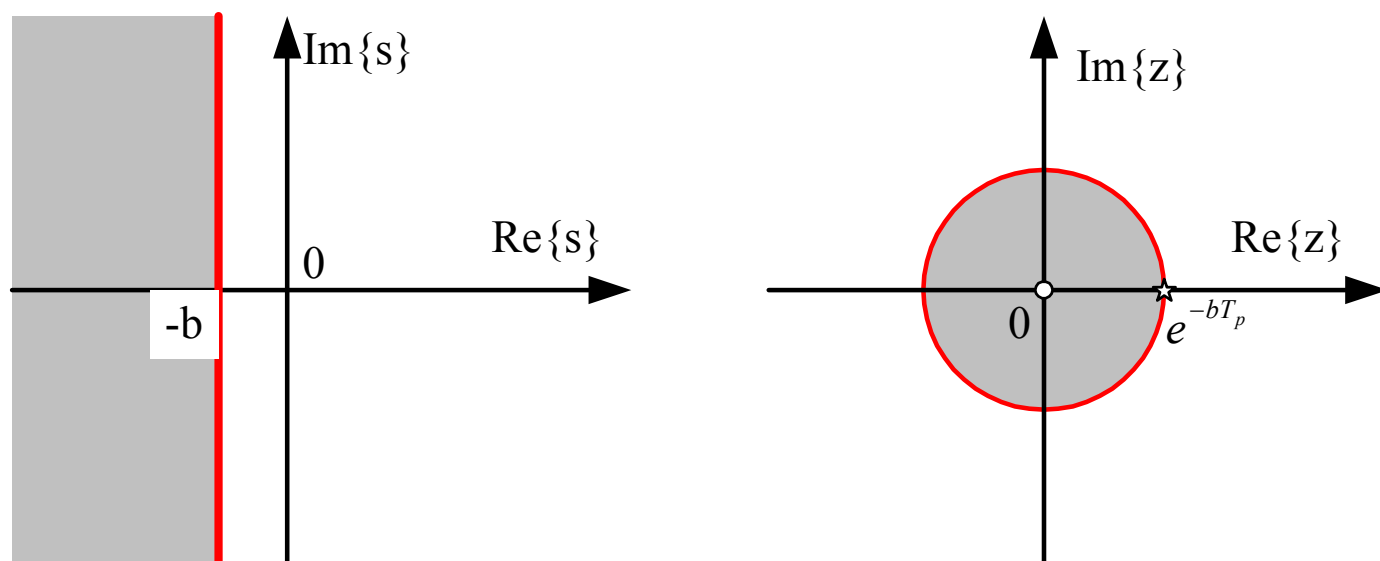
$$X(z) = -\sum_{k=1}^{\infty} \left(e^{bT_p} z \right)^k$$

$$X(z) = 1 - \sum_{k=0}^{\infty} \left(e^{bT_p} z \right)^k$$

$$X(z) = 1 - \frac{1}{1 - e^{bT_p} z} = \frac{1 - e^{bT_p} z - 1}{1 - e^{bT_p} z} = \frac{-z}{e^{-bT_p} - z}$$

$$X(z) = \frac{z}{z - e^{-bT_p}}$$

Ponieważ obszar zbieżności transformaty Laplace'a $X(s) = \frac{1}{s+b}$ jest półpłaszczyzną położoną na lewo od prostej $s=-b$, dlatego obszarem zbieżności transformaty zet jest **wnętrze okręgu** o promieniu e^{-bT_p}



Podstawowe właściwości przekształcenia z:

Przyjmujemy skrótowe oznaczenie transformaty zet sygnału $x[n]$, istniejącej w obszarze zbieżności o promieniu R_x

$$x[n] \xleftrightarrow{z} X(z) \text{ dla } OZ R_x$$

LINIOWOŚĆ

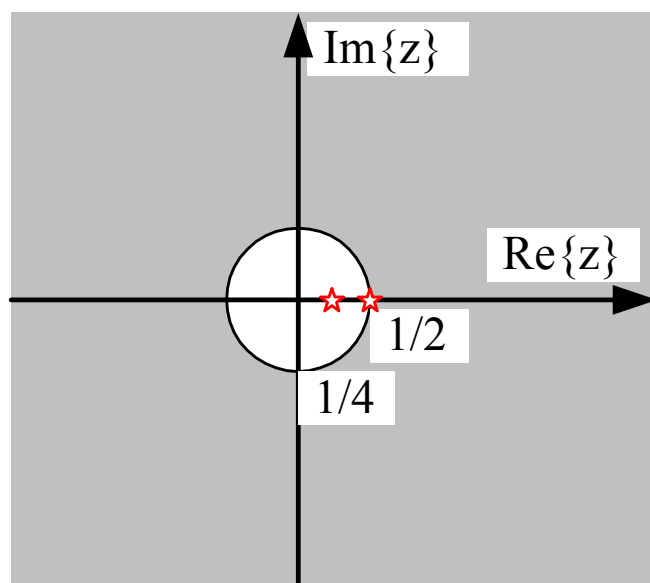
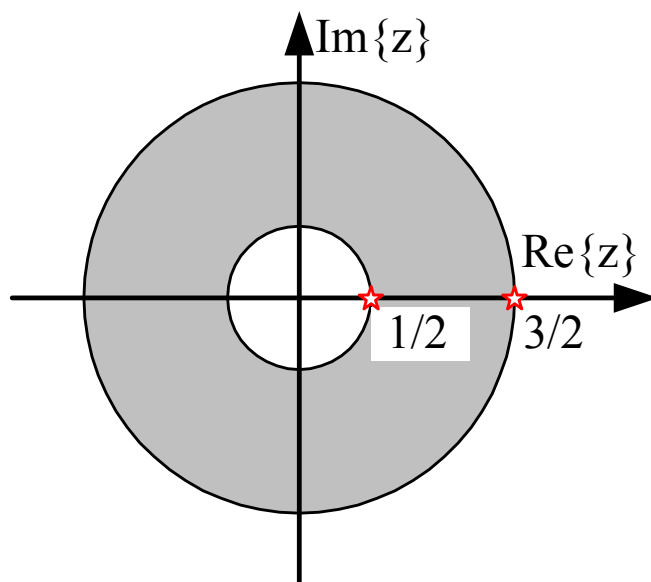
$$ax[n] + by[n] \xleftrightarrow{z} aX(z) + bY(z) \text{ dla } OZ R_x \cap R_y \text{ (wspólny obszar zbieżności)}$$

Przykład

$$x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n \cdot 1[n] - \left(\frac{3}{2}\right)^n \cdot 1[-n-1] \xleftrightarrow{z} X(z) = \frac{-z}{\left(z - \frac{1}{2}\right)\left(z - \frac{3}{2}\right)} \quad \text{dla } 0Z \quad \frac{1}{2} < |z| < \frac{3}{2}$$

oraz

$$y[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n \cdot 1[n] - \left(\frac{1}{2}\right)^n \cdot 1[n] \xleftrightarrow{z} Y(z) = \frac{-\frac{1}{4}z}{\left(z - \frac{1}{4}\right)\left(z - \frac{1}{2}\right)} \quad \text{dla } 0Z \quad \frac{1}{2} < |z|$$



$$ax[n] + by[n] \xleftrightarrow{z} a \frac{-z}{\left(z - \frac{1}{2}\right)\left(z - \frac{3}{2}\right)} + b \frac{-\frac{1}{4}z}{\left(z - \frac{1}{4}\right)\left(z - \frac{1}{2}\right)} \quad \text{dla } OZ \quad \frac{1}{2} < |z| < \frac{3}{2}$$

W przypadku gdy $a=b$

$$ax[n] + ay[n] \xleftrightarrow{z} a \frac{-\frac{5}{4}z}{\left(z - \frac{1}{4}\right)\left(z - \frac{3}{2}\right)} \quad \text{dla } OZ \quad \frac{1}{4} < |z| < \frac{3}{2}$$

Transformata zet sinusoidalnego przebiegu prawostronnego ($t \geq 0$):

$$x[n] = \sin(n\omega_0 T_p) \cdot 1[n]$$

Wykorzystamy właściwość liniowości przekształcenia oraz wyprowadzoną wcześniej transformatę sygnału wykładniczego:

$$e^{-nbT_p} 1[n] \xleftrightarrow{z} \frac{z}{z - e^{-bT_p}}$$

Ponieważ

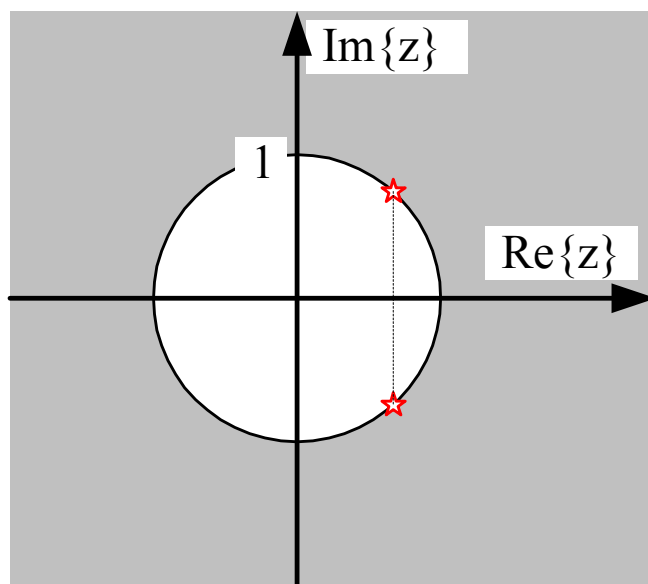
$$\sin(\alpha) = \frac{1}{2j} (e^{\alpha} - e^{-\alpha})$$

$$\frac{1}{2j} e^{jn\omega_0 T_p} 1[n] - \frac{1}{2j} e^{-jn\omega_0 T_p} 1[n] \xleftrightarrow{z} \frac{1}{2j} \left(\frac{z}{z - e^{j\omega_0 T_p}} - \frac{z}{z - e^{-j\omega_0 T_p}} \right) =$$

$$= \frac{1}{2j} \frac{z(z - e^{-j\omega_0 T_p}) - z(z - e^{j\omega_0 T_p})}{(z - e^{j\omega_0 T_p})(z - e^{-j\omega_0 T_p})} = \frac{1}{2j} \frac{\cancel{z} - ze^{-j\omega_0 T_p} - \cancel{z} + ze^{j\omega_0 T_p}}{z^2 - ze^{j\omega_0 T_p} - ze^{-j\omega_0 T_p} + e^{-j\omega_0 T_p} e^{j\omega_0 T_p}} =$$

$$= \frac{\frac{z}{2j}(e^{j\omega_0 T_p} - e^{-j\omega_0 T_p})}{z^2 - z(e^{j\omega_0 T_p} + e^{-j\omega_0 T_p}) + e^0} = \frac{\frac{z}{2j}(e^{j\omega_0 T_p} - e^{-j\omega_0 T_p})}{z^2 - z(e^{j\omega_0 T_p} + e^{-j\omega_0 T_p}) + 1}$$

$$\sin(n\omega_0 T_p) \cdot 1[n] \xleftarrow{z} \frac{z \sin(\omega_0 T_p)}{z^2 - 2z \cos(\omega_0 T_p) + 1} \text{ dla } OZ \quad |z| > 1$$



ODWRÓCENIE SYGNAŁU W CZASIE

$$x[-n] \xleftrightarrow{z} X\left(\frac{1}{z}\right) \text{ dla } OZ \frac{1}{R_x}$$

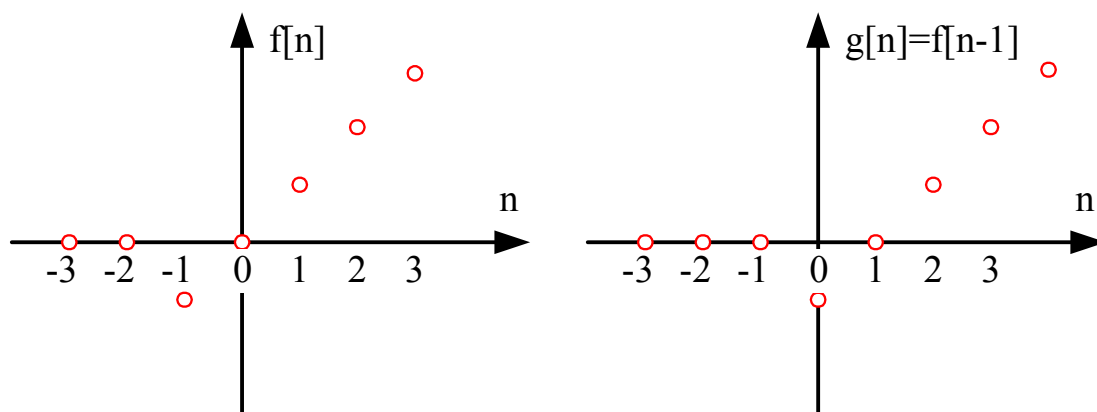
Odwrócenie sygnału w dziedzinie czasu odpowiada zmianie zmiennej z na z^{-1} . Zmianie ulega także obszar zbieżności. Jeżeli R_x jest pierścieniem $a < |z| < b$ to obszar zbieżności sygnału odwróconego $a < |1/z| < b$ lub $1/b < |z| < 1/a$

PRZESUNIĘCIE SYGNAŁU W CZASIE

$$x[n - n_0] \xleftrightarrow{z} z^{-n_0} X(z) \text{ dla } OZ R_x$$

Mnożenie przez z^{-n_0} wprowadza n_0 biegunów w $z=0$ gdy $n_0 > 0$. W tym przypadku jeżeli bieguny nie są redukowane przez pierwiastki $X(z)$, nowy obszar zbieżności nie może zawierać punktu $z=0$. Natomiast gdy $n_0 < 0$ mnożenie przez z^{-n_0} wprowadza n_0 biegunów w nieskończoności. Jeżeli bieguny te nie są redukowane przez pierwiastki $X(z)$, nowy obszar zbieżności nie może zawierać punktu $|z| = \infty$

Przykłady:



$$\begin{aligned} g[0] &= f[-1] \\ g[1] &= f[0] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
G(z) &= \sum_{n=0}^{\infty} g[n]z^{-n} = g[0] + g[1]z^{-1} + g[2]z^{-2} + \dots \\
&= f[-1] + f[0]z^{-1} + f[1]z^{-2} + \dots \\
&= f[-1] + z^{-1} \left\{ \underbrace{f[0]z + f[1]z^{-1} + \dots}_{F(z)} \right\}
\end{aligned}$$

Stąd otrzymujemy zależności:

$$\begin{aligned}
f[n-1] &\xleftarrow{z} z^{-1}F(z) + f[-1] \\
f[n-2] &\xleftarrow{z} z^{-1} \left(z^{-1}F(z) + f[-1] \right) + f[-2] = z^{-2}F(z) + z^{-1}f[-1] + f[-2]
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
z(Z\{f[n-1]\} - f[-1]) &= Z\{f[n]\} \\
z(Z\{f[n]\} - f[0]) &= Z\{f[n+1]\}
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
f[n+1] &\xleftarrow{z} z(F(z) - f[0]) \\
f[n+2] &\xleftarrow{z} = z \left(\underbrace{z(F(z) - f[0])}_{z(F(z) - f[0])} - f[1] \right) = z^2F(z) - z^2f[0] - zf[1]
\end{aligned}$$

MNOŻENIE PRZEZ CIĄG WYKŁADNICZY

$$\alpha^n x[n] \xleftarrow{z} X\left(\frac{z}{\alpha}\right) \text{ dla } 0 < |\alpha| < R_x$$

Jeżeli R_x jest pierścieniem $a < |z| < b$ to obszar zbieżności sygnału $|a| < |z| < |a|b$. Zmiana obszaru zbieżności wynika z przesuwania się biegunów funkcji $X(z)$. Wszystkie bieguny zostają w jednakowej skali równej $|a|$ przesunięte względem $z=0$.

Wyprowadzimy z definicji przekształcenia zet powyższą własność

$$\begin{aligned}
 a^n x[n] 1[n] &\stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \sum_{n=0}^{\infty} a^n x[n] z^{-n} \\
 &= \sum_{n=0}^{\infty} x[n] a^n z^{-n} \\
 &= \sum_{n=0}^{\infty} x[n] (a^{-1} z)^{-n} \\
 &= X(a^{-1} z)
 \end{aligned}$$

Przykład

$$a^n 1[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{z}{z-a}$$

Ponieważ

$$1[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{z}{z-1}$$

to

$$\begin{aligned}
 a^n 1[n] &\stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{a^{-1} z}{a^{-1} z - 1} = \\
 &= \frac{z}{z-a}
 \end{aligned}$$

SPLIT

$$x[n] * y[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} X(z)Y(z) \text{ dla } OZ \ R_x \cap R_y$$

Splot przebiegów czasowych odpowiada mnożeniu transformat. Z liniowości przekształcenia wynika, że obszar zbieżności może być większy niż część wspólna obszarów dla transformat splatanych sygnałów. Taki przypadek zachodzi wtedy występuje redukcja pierwiastków i biegunów.

RÓŻNICZKOWANIE W DZIEDZINIE „ZET”

$$nx[n] \xleftrightarrow{z} -z \frac{d}{dz} X(z) \text{ dla } OZ R_x$$

Mnożenie sygnału przez n w dziedzinie czasu odpowiada różniczkowaniu oraz mnożeniu przez $-z$ w dziedzinie zet. Operacja ta nie zmienia obszaru zbieżności.

Wyprowadzimy tę własność z definicji przekształcenia zet:

$$\begin{aligned} n1[n] &\xleftrightarrow{z} \sum_{n=0}^{\infty} nz^{-n} = \\ &= 0 + z^{-1} + 2z^{-2} + 3z^{-3} + \dots \\ &= -z \left\{ -z^{-2} - 2z^{-3} - 3z^{-4} - \dots \right\} \\ &= -z \frac{d}{dz} \left\{ 1 + z^{-1} + 2z^{-2} + 3z^{-3} + \dots \right\} \\ &= -z \frac{d}{dz} \left\{ \frac{z}{z-1} \right\} \end{aligned}$$

stąd

$$\begin{aligned} n1[n] &\xleftrightarrow{z} -z \frac{d}{dz} \left\{ \frac{z}{z-1} \right\} = \\ &= -z \left\{ \frac{z-1-z}{(z-1)^2} \right\} \\ &= \frac{z}{(z-1)^2} \end{aligned}$$

Przykład:

Znajdziemy transformatę sygnału

$$x[n] = \left(n \left(-\frac{1}{2} \right)^n 1[n] \right) * \left(\frac{1}{4} \right)^{-n} 1[-n]$$

Oznaczmy:

$$w[n] = \left(n \left(-\frac{1}{2} \right)^n 1[n] \right)$$

$$y[n] = \left(\frac{1}{4} \right)^{-n} 1[-n]$$

Obliczenia dla $w[n]$:

$$\left(-\frac{1}{2} \right)^n 1[n] \xleftrightarrow{z} \frac{z}{z + \frac{1}{2}} \quad \text{dla } OZ \quad |z| > \frac{1}{2}$$

Wykorzystamy właściwość różniczkowania w dziedzinie zet:

$$\begin{aligned} n \left(-\frac{1}{2} \right)^n 1[n] &\xleftrightarrow{z} -z \frac{d}{dz} \left(\frac{z}{z + \frac{1}{2}} \right) \quad \text{dla } OZ \quad |z| > \frac{1}{2} \\ &= -z \left(\frac{z + \frac{1}{2} - z}{\left(z + \frac{1}{2} \right)^2} \right) \\ &= \frac{-\frac{1}{2}z}{\left(z + \frac{1}{2} \right)^2} \quad \text{dla } OZ \quad |z| > \frac{1}{2} \end{aligned}$$

Obliczenia dla $y[n]$:

$$\left(\frac{1}{4} \right)^n 1[n] \xleftrightarrow{z} \frac{z}{z - \frac{1}{4}} \quad \text{dla } OZ \quad |z| > \frac{1}{4}$$

Wykorzystamy właściwość inwersji w czasie:

$$\begin{aligned} \left(\frac{1}{4}\right)^{-n} 1[-n] &\xleftrightarrow{z} \frac{z^{-1}}{z^{-1} - \frac{1}{4}} \text{ dla } OZ \quad \left|\frac{1}{z}\right| > \frac{1}{4} \\ &= \frac{-4z}{z-4} \text{ dla } OZ \quad |z| < 4 \end{aligned}$$

Wykorzystamy właściwość transformaty splotu:

$$\begin{aligned} x[n] = w[n] * y[n] &\xleftrightarrow{z} X(z) = W(z)Y(z) \text{ dla } OZ \quad R_w \cap R_y \\ &= \frac{-\frac{1}{2}z}{\left(z + \frac{1}{2}\right)^2} \cdot \frac{-4z}{z-4} \\ &= \frac{2z^2}{(z-4)\left(z + \frac{1}{2}\right)^2} \text{ dla } OZ \quad \frac{1}{2} < |z| < 4 \end{aligned}$$