# Z dönüşümü

#### Hatırlatma:

z<sup>n</sup> girişi için sistem çıkışının

$$y[n] = H(z)z^n$$

şeklinde yazılabildiği önceki bölümlerde gösterilmişti.

$$H(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n]z^{-n}.$$

Genel olarak x[n] işaretinin z dönüşümü,

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

$$x[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} X(z).$$

$$z = re^{j\omega}$$
,

tanımı yapılırsa, AZFD den yararlanarak,

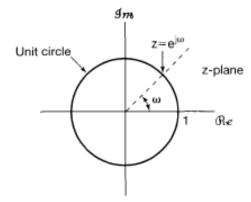
$$X(re^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x[n](re^{j\omega})^{-n},$$

$$X(re^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \{x[n]r^{-n}\}e^{-j\omega n}.$$

$$X(re^{j\omega}) = \mathfrak{F}\{x[n]r^{-n}\}.$$

AZFD –z dönüşümü arasındaki ilişki,

$$X(z)\Big|_{z=e^{j\omega}} = X(e^{j\omega}) = \mathfrak{F}\{x[n]\}.$$



Z domeni

# Örnek:

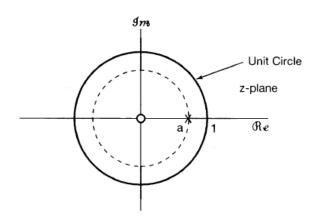
$$x[n] = a^n u[n]$$

şeklinde verilen işaretin z dönüşümünü bulalım.

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} a^n u[n] z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n.$$

$$X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a}, \quad |z| > |a|.$$

0 < a < 1.



# Örnek:

$$x[n] = -a^n u[-n-1].$$

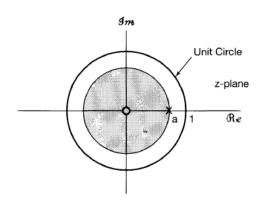
şeklinde verilen işaretin z dönüşümünü bulalım.

$$X(z) = -\sum_{n=-\infty}^{+\infty} a^n u[-n-1] z^{-n} = -\sum_{n=-\infty}^{-1} a^n z^{-n}$$
$$= -\sum_{n=1}^{\infty} a^{-n} z^n = 1 - \sum_{n=0}^{\infty} (a^{-1} z)^n.$$

$$|a^{-1}z|<1$$

$$X(z) = 1 - \frac{1}{1 - a^{-1}z} = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a}, \quad |z| < |a|.$$

$$0 < a < 1$$
.



$$x[n] = 7\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n] - 6\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n].$$

şeklinde verilen işaretin z dönüşümünü bulalım.

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left\{ 7 \left( \frac{1}{3} \right)^n u[n] - 6 \left( \frac{1}{2} \right)^n u[n] \right\} z^{-n}$$

$$= 7 \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left( \frac{1}{3} \right)^n u[n] z^{-n} - 6 \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left( \frac{1}{2} \right)^n u[n] z^{-n}$$

$$= 7 \sum_{n=0}^{\infty} \left( \frac{1}{3} z^{-1} \right)^n - 6 \sum_{n=0}^{+\infty} \left( \frac{1}{2} z^{-1} \right)^n$$

$$= \frac{7}{1 - \frac{1}{3} z^{-1}} - \frac{6}{1 - \frac{1}{2} z^{-1}} = \frac{1 - \frac{3}{2} z^{-1}}{(1 - \frac{1}{3} z^{-1})(1 - \frac{1}{2} z^{-1})}$$

$$= \frac{z(z - \frac{3}{2})}{(z - \frac{1}{3})(z - \frac{1}{2})}.$$

ifadenin yakınsama koşullarından YB belirlenir.

$$|(1/3)z^{-1}| < 1$$

$$|(1/2)z^{-1}| < 1$$

$$|z| > 1/2$$
.

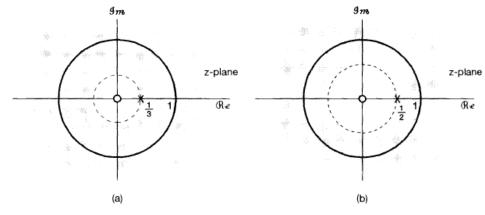
Sonuç olarak YB,

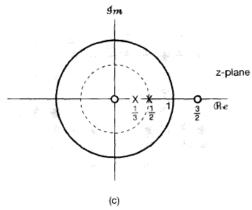
$$|z| > 1/2$$
.

$$\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{3}$$

$$\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] \stackrel{z}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2},$$

$$7\left(\frac{1}{3}\right)^{n}u[n] - 6\left(\frac{1}{2}\right)^{n}u[n] \stackrel{z}{\longleftrightarrow} \frac{7}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} - \frac{6}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2},$$





(a)1/(1 - 
$$\frac{1}{3}z^{-1}$$
),  $|z| > \frac{1}{3}$ 

(b)1/(1 - 
$$\frac{1}{2}z^{-1}$$
),  $|z| > \frac{1}{2}$ 

(c)7/(1 - 
$$\frac{1}{3}z^{-1}$$
) - 6/(1 -  $\frac{1}{2}z^{-1}$ ),  $|z| > \frac{1}{2}$ 

$$x[n] = (\frac{1}{3})^n \sin(\frac{\pi}{4}n)u[n]$$
  
=  $\frac{1}{2j}(\frac{1}{3}e^{j\pi/4})^n u[n] - \frac{1}{2j}(\frac{1}{3}e^{-j\pi/4})^n u[n].$ 

şeklinde verilen işaretin z dönüşümü bulunuz.

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left\{ \frac{1}{2j} \left( \frac{1}{3} e^{j\pi/4} \right)^n u[n] - \frac{1}{2j} \left( \frac{1}{3} e^{-j\pi/4} \right)^n u[n] \right\} z^{-n}$$

$$= \frac{1}{2j} \sum_{n=0}^{\infty} \left( \frac{1}{3} e^{j\pi/4} z^{-1} \right)^n - \frac{1}{2j} \sum_{n=0}^{\infty} \left( \frac{1}{3} e^{-j\pi/4} z^{-1} \right)^n$$

$$= \frac{1}{2j} \frac{1}{1 - \frac{1}{3} e^{j\pi/4} z^{-1}} - \frac{1}{2j} \frac{1}{1 - \frac{1}{3} e^{-j\pi/4} z^{-1}},$$

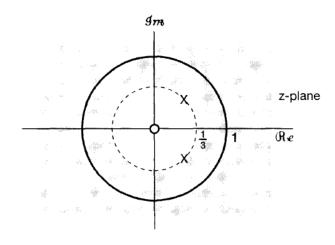
$$X(z) = \frac{\frac{1}{3\sqrt{2}}z}{(z - \frac{1}{3}e^{j\pi/4})(z - \frac{1}{3}e^{-j\pi/4})}$$

YB için,

$$|(1/3)e^{j\pi/4}z^{-1}| < 1$$

$$|(1/3)e^{-j\pi/4}z^{-1}| < 1$$

$$_{YB:} |z| > 1/3$$



# Yakınsaklık Bölgesi (YB) özellikleri:

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |x[n]| r^{-n} < \infty.$$

- > YB kutup içermez
- Sonlu uzunluklu işaret için YB tüm z düzlemidir. z=0 ya da  $z=\infty$  bölgeye dahil olmayabilir.

## Örnek:

$$\delta[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta[n] z^{-n} = 1$$

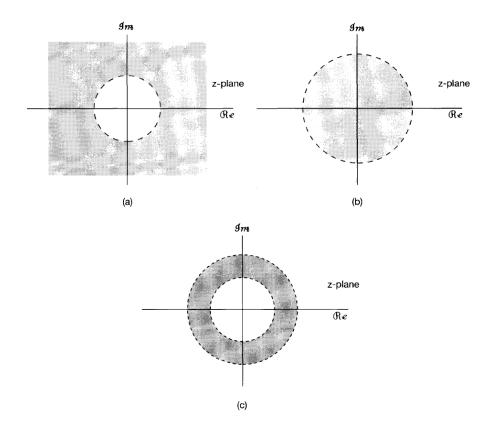
YB tüm z düzlemidir.

$$\delta[n-1] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta[n-1] z^{-n} = z^{-1}$$

YB z=0 hariç tüm z düzlemidir.

$$\delta[n+1] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta[n+1]z^{-n} = z$$

YB sonsuzdaki kutup hariç tüm z bölgesidir.



a)Sağ taraflı, b) sol taraflı, c) 2 taraflı işaret

# Ters z dönüşümü

AZFD tanımından yararlanarak,

$$X(re^{j\omega}) = \mathfrak{F}\{x[n]r^{-n}\}$$

yazılabilir. Ters AZFD tanımından,

$$x[n]r^{-n} = \mathfrak{F}^{-1}\{X(re^{j\omega})\}$$

$$x[n] = r^n \mathfrak{F}^{-1}[X(re^{j\omega})]$$

$$x[n] = r^{n} \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(re^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(re^{j\omega}) (re^{j\omega})^n d\omega$$

bulunur.

$$z = re^{j\omega}$$

$$dz = jre^{j\omega}d\omega = jzd\omega$$

Ters dönüşüm,

$$x[n] = \frac{1}{2\pi j} \oint X(z) z^{n-1} dz,$$

elde edililir.

### Örnek:

$$X(z) = \frac{3 - \frac{5}{6}z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})}, \quad |z| > \frac{1}{3}$$

şeklinde verilen z dönüşümüne karşı gelen zaman domeni işareti bulalım.

Kısmi kesirlere ayrıştırarak,

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

$$x[n] = x_1[n] + x_2[n]$$

$$x_1[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{4}$$

$$x_2[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} \frac{2}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{3}$$

$$x_1[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

$$x_2[n] = 2\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n],$$

$$x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n] + 2\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

## Örnek:

Önceki örnek için farklı bir YB seçilmesi durumunda

$$x_{1}[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{4}$$

$$x_{2}[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} \frac{2}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}}, \quad |z| < \frac{1}{3}$$

$$x_{2}[n] = -2\left(\frac{1}{3}\right)^{n}u[-n-1]$$

$$x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^{n}u[n] - 2\left(\frac{1}{3}\right)^{n}u[-n-1]$$

bulunur.

## Örnek:

Önceki örnek için farklı bir YB seçilmesi durumunda

$$x_{1}[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}, \quad |z| < \frac{1}{4}$$

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

$$x[n] = -\left(\frac{1}{4}\right)^{n} u[-n - 1] - 2\left(\frac{1}{3}\right)^{n} u[-n - 1].$$

$$X(z) = 4z^2 + 2 + 3z^{-1}, \ 0 < |z| < \infty.$$

$$x[n] = \begin{cases} 4, & n = -2\\ 2, & n = 0\\ 3, & n = 1\\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}.$$

$$x[n] = 4\delta[n+2] + 2\delta[n] + 3\delta[n-1]$$

Genel olarak

$$\delta[n+n_0] \stackrel{z}{\longleftrightarrow} z^{n_0}$$

# Z dönüşümünün özellikleri

| Property                        | Signal   | z-Transform                   | ROC  |
|---------------------------------|--|-------------------------------|--|
|                                 | x[n]   | X(z)                          | R  |
|                                 | $x_1[n]$   | $X_1(z)$                      | $R_1$  |
|                                 | $x_2[n]$   | $X_2(z)$                      | $R_2$  |
| Linearity                       | $ax_1[n] + bx_2[n]$  | $aX_1(z) + bX_2(z)$           | At least the intersection of $R_1$ and $R_2$                                 |
| Time shifting                   | $x[n-n_0]$   | $z^{-n_0}X(z)$                | R, except for the possible addition or<br>deletion of the origin             |
| Scaling in the z-domain         | $e^{j\omega_0 n}x[n]$  | $X(e^{-j\omega_0}z)$          | R  |
|                                 | $z_0^n x[n]$   | $X\left(\frac{z}{z_0}\right)$ | $z_0R$   |
|                                 | $a^n x[n]$   | $X(a^{-1}z)$                  | Scaled version of R (i.e., $ a R$ = the set of points $\{ a z\}$ for z in R) |
| Time reversal                   | x[-n]  | $X(z^{-1})$                   | Inverted R (i.e., $R^{-1}$ = the set of points $z^{-1}$ , where z is in R)   |
| Time expansion                  | $x_{(k)}[n] = \begin{cases} x[r], & n = rk \\ 0, & n \neq rk \end{cases}$ for some integer $r$ | $X(z^k)$                      | $R^{1/k}$ (i.e., the set of points $z^{1/k}$ , where $z$ is in $R$ )         |
| Conjugation                     | $x^*[n]$   | $X^*(z^*)$                    | R  |
| Convolution                     | $x_1[n] * x_2[n]$  | $X_1(z)X_2(z)$                | At least the intersection of $R_1$ and $R_2$                                 |
| First difference                | x[n] - x[n-1]  | $(1-z^{-1})X(z)$              | At least the intersection of $R$ and $ z  > 0$                               |
| Accumulation                    | $\sum_{k=-\infty}^{n} x[k]$  | $\frac{1}{1-z^{-1}}X(z)$      | At least the intersection of $R$ and $ z  > 1$                               |
| Differentiation in the z-domain | nx[n]  | $-z\frac{dX(z)}{dz}$          | R  |

Initial Value Theorem If x[n] = 0 for n < 0, then  $x[0] = \lim_{z \to \infty} X(z)$ 

# Dönüşüm çiftleri

| Signal                           | Transform  | ROC   |
|----------------------------------|--|---|
| 1. δ[n]                          | 1  | All z   |
| 2. u[n]                          | $\frac{1}{1-z^{-1}}$   | z  > 1  |
| 3. $-u[-n-1]$                    | $\frac{1}{1-z^{-1}}$   | z  < 1  |
| 4. $\delta[n-m]$                 | Z <sup>-m</sup>  | All z, except<br>0 (if $m > 0$ ) or<br>$\infty$ (if $m < 0$ ) |
| 5. $\alpha^n u[n]$               | $\frac{1}{1-\alpha z^{-1}}$  | $ z  >  \alpha $  |
| 6. $-\alpha^n u[-n-1]$           | $\frac{1}{1-\alpha z^{-1}}$  | $ z < \alpha $  |
| 7. $n\alpha^n u[n]$              | $\frac{\alpha z^{-1}}{(1-\alpha z^{-1})^2}$                                | $ z > \alpha $  |
| 8. $-n\alpha^n u[-n-1]$          | $\frac{\alpha z^{-1}}{(1-\alpha z^{-1})^2}$                                | $ z < \alpha $  |
| 9. $[\cos \omega_0 n] u[n]$      | $\frac{1 - [\cos \omega_0] z^{-1}}{1 - [2\cos \omega_0] z^{-1} + z^{-2}}$  | z  > 1  |
| 10. $[\sin \omega_0 n]u[n]$      | $\frac{[\sin \omega_0]z^{-1}}{1 - [2\cos \omega_0]z^{-1} + z^{-2}}$        | z  > 1  |
| 11. $[r^n \cos \omega_0 n] u[n]$ | $\frac{1 - [r\cos\omega_0]z^{-1}}{1 - [2r\cos\omega_0]z^{-1} + r^2z^{-2}}$ | z  > r  |
| 12. $[r^n \sin \omega_0 n] u[n]$ | $\frac{[r\sin\omega_0]z^{-1}}{1-[2r\cos\omega_0]z^{-1}+r^2z^{-2}}$         | z  > r  |

# Örnek:

Konvolüsyon özelliğini kullanarak,

$$y[n] = h[n] * x[n],$$

$$h[n] = \delta[n] - \delta[n-1].$$

$$\delta[n] - \delta[n-1] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftrightarrow} 1 - z^{-1}$$

$$y[n] = [\delta[n] - \delta[n-1]] * x[n] = x[n] - x[n-1].$$

bulunur.

# Örnek:

$$X(z) = \frac{az^{-1}}{(1 - az^{-1})^2}, \quad |z| > |a|$$

şeklinde verilen z dönüşümüne karşı düşen zaman domeni işareti türev özelliğinden yararlanarak bulalım.

$$a^n u[n] \stackrel{Z}{\longleftrightarrow} \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad |z| > |a|$$

$$na^{n}u[n] \stackrel{z}{\longleftrightarrow} -z\frac{d}{dz}\left(\frac{1}{1-az^{-1}}\right) = \frac{az^{-1}}{(1-az^{-1})^{2}}, \quad |z| > |a|$$

### LZD sistemlerin z domeni analizi

Konvolüsyon özelliğinden yararlanarak, sistem çıkışı z domeninde,

$$Y(z) = H(z)X(z)$$

#### Nedensellik:

YB sistem kutuplarının belirlediği en dış çemberin dışındaki bölge olmalıdır. (pay derecesi, paydadan büyük olamaz)

#### Örnek:

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

şeklinde transfer fonksiyonu verilen sistem nedensel değildir.

### Örnek:

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{1}{1 - 2z^{-1}}, \quad |z| > 2$$

şeklinde transfer fonksiyonu verilen sistem nedenseldir.

$$h[n] = \left[ \left( \frac{1}{2} \right)^n + 2^n \right] u[n].$$

#### Kararlılık:

YB birim çemberi içermelidir (AZFD tanımlıdır)

#### Örnek:

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{1}{1 - 2z^{-1}}, \quad |z| > 2$$

sistem kararlı değildir. Ancak farklı bir YB seçilmesi durumunda,

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

şeklinde impuls cevabı bulunan sistem kararlı olacaktır.

YB |z| < 1/2 seçilmesi durumunda,

$$h[n] = -\left[\left(\frac{1}{2}\right)^n + 2^n\right]u[-n-1].$$

Sistem kararlı değil, nedensel değil

Sistemin aynı anda hem nedensel , hem de kararlı olması için kutuplar birim çember içerisinde olmalıdır.

### LZD sistemlerin fark denklemi gösterilimi

$$\sum_{k=0}^{N} a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^{M} b_k x[n-k]$$

şeklinde verilen fark denklemi için 2 tarafın da z dönüşümü alınarak,

$$\sum_{k=0}^{N} a_k z^{-k} Y(z) = \sum_{k=0}^{M} b_k z^{-k} X(z)$$

$$Y(z) \sum_{k=0}^{N} a_k z^{-k} = X(z) \sum_{k=0}^{M} b_k z^{-k}$$

Sistemin transfer fonksiyonu,

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^{M} b_k z^{-k}}{\sum_{k=0}^{N} a_k z^{-k}}.$$

bulunur.

#### Örnek:

$$y[n] - \frac{1}{2}y[n-1] = x[n] + \frac{1}{3}x[n-1]$$

şeklinde fark denklemiyle tanımlanan sistemin impuls cevabını bulalım. Fark denkleminde 2 tarafın da z dönüşümü alınarak,

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

$$Y(z) = X(z) \left[ \frac{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \right]$$

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

YB 2 farklı şekillde seçilebilir.

|z| > 1/2

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

Sistem nedensel ve kararlı olacaktır.

|z| < 1/2

$$h[n] = -\left(\frac{1}{2}\right)^n u[-n-1] - \frac{1}{3}\left(\frac{1}{2}\right)^{n-1} u[-n]$$

Sistem nedensel değil, kararlı değil.

# Unilateral (Tek taraflı z dönüşümü)

$$\mathfrak{X}(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

$$x[n] \stackrel{uz}{\longleftrightarrow} \mathfrak{X}(z) = \mathcal{U}\mathcal{Z}\{x[n]\}$$

## Örnek:

$$x[n] = a^n u[n]$$

şeklinde verilen işaret sağ taraflı olduğundan çift taraflı (bilateral) ve tek taraflı (unilateral) z dönüşümleri aynıdır.

$$\mathfrak{X}(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}}, \qquad |z| > |a|.$$

### Örnek:

$$x[n] = a^{n+1}u[n+1]$$

şeklinde verilen işaret için

$$x[-1] = 1 \neq 0$$

olduğundan tek taraflı ve çift taraflı dönüşümler farklı çıkacaktır.

$$X(z) = \frac{z}{1 - az^{-1}}, \qquad |z| > |a|$$

Tek yanlı(unilateral) dönüşüm,

$$\mathfrak{X}(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$
$$= \sum_{n=0}^{\infty} a^{n+1}z^{-n}$$

$$\mathfrak{X}(z) = \frac{a}{1 - az^{-1}}, \qquad |z| > |a|.$$

bulunur.

$$\mathfrak{X}(z) = \frac{3 - \frac{5}{6}z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{3}z^{-1})}$$

Şeklinde verilen tek taraflı z dönüşümüne karşı düşen zaman domeni işaret,

$$x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n] + 2\left(\frac{1}{3}\right)^n u[n] \quad \text{for} \quad n \ge 0.$$

#### Tek Yanlı (Unilateral) z dönüşümünün özellikleri

| Property  | Signal   | Unilateral z-Transform   |
|---|--|--|
| _<br>   | $x[n]$ $x_1[n]$ $x_2[n]$   | $\mathfrak{X}(z)$ $\mathfrak{X}_1(z)$ $\mathfrak{X}_2(z)$  |
| Linearity   | $ax_1[n] + bx_2[n]$  | $a\mathfrak{X}_1(z) + b\mathfrak{X}_2(z)$  |
| Time delay  | x[n-1]   | $z^{-1}\mathfrak{X}(z)+x[-1]$  |
| Time advance  | x[n+1]   | $z\mathfrak{X}(z) - zx[0]$   |
| Scaling in the z-domain   | $e^{j\omega_0 n}x[n]$ $z_0^nx[n]$ $a^nx[n]$  | $egin{array}{l} \mathfrak{X}(e^{-j\omega_0}z) \ \mathfrak{X}(z/z_0) \ \mathfrak{X}(a^{-1}z) \end{array}$ |
| Time expansion  | $x_k[n] = \begin{cases} x[m], & n = mk \\ 0, & n \neq mk \text{ for any } m \end{cases}$ | $\mathfrak{X}(z^k)$  |
| Conjugation   | $x^*[n]$   | $\mathfrak{X}^*(z^*)$  |
| Convolution (assuming that $x_1[n]$ and $x_2[n]$ are identically zero for $n < 0$ ) | $x_1[n] * x_2[n]$  | $\mathfrak{X}_1(z)\mathfrak{X}_2(z)$   |
| First difference  | x[n] - x[n-1]  | $(1-z^{-1})\mathfrak{X}(z)-x[-1]$  |
| Accumulation  | $\sum_{k=0}^{n} x[k]$  | $\frac{1}{1-z^{-1}}\mathfrak{X}(z)$  |
| Differentiation in the z-domain   | nx[n]  | $-z\frac{d\mathfrak{X}(z)}{dz}$  |

Initial Value Theorem 
$$x[0] = \lim_{z \to \infty} \mathfrak{L}(z)$$

Unilateral z dönüşümü başlangıç koşulları sıfırdan farklı olan sistemleri analizi için kullanılır. Unilateral z dönüşümü için zamanda öteleme özelliği,

$$y[n] = x[n-1]$$

$$\mathcal{Y}(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x[n-1]z^{-n}$$

$$= x[-1] + \sum_{n=1}^{\infty} x[n-1]z^{-n}$$

$$= x[-1] + \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-(n+1)},$$

$$\mathfrak{Y}(z) = x[-1] + z^{-1} \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n},$$

$$\mathfrak{Y}(z) = x[-1] + z^{-1}\mathfrak{X}(z)$$

$$w[n] = y[n-1] = x[n-2]$$

$$\mathfrak{W}(z) = x[-2] + x[-1]z^{-1} + z^{-2}\mathfrak{X}(z).$$

Benzer şekilde,

$$x[n+1] \stackrel{\mathcal{U}Z}{\longleftrightarrow} z\mathfrak{X}(z) - zx[0]$$

bulunabilir.

#### Örnek:

$$y[n] + 3y[n-1] = x[n]$$

şeklinde fark denklemi ve

$$y[-1] = \beta$$

başlangıç koşulu ile tanımlanan sisteme,

$$x[n] = \alpha u[n]$$

giriş işareti uygulanması durumunda, sistem çıkışını bulalım.

Unilateral z dönüşümü kullanılarak,

$$\Im(z) + 3\beta + 3z^{-1}\Im(z) = \frac{\alpha}{1 - z^{-1}}$$

$$\mathfrak{Y}(z) = -\frac{3\beta}{1+3z^{-1}} + \frac{\alpha}{(1+3z^{-1})(1-z^{-1})}.$$

bulunur.

$$\alpha = 8$$
  $\beta = 1$ . seçimi için

$$\mathcal{Y}(z) = \frac{3}{1+3z^{-1}} + \frac{2}{1-z^{-1}}$$

çıkış işareti

$$y[n] = [3(-3)^n + 2]u[n]$$

bulunur.

Sistem dinlemede olsa idi (sıfır başlangıç koşulları)

Sistemin transfer fonksiyonu,

$$\mathcal{H}(z) = \frac{1}{1+3z^{-1}}$$

$$\mathcal{Y}(z) = \mathcal{H}(z)\mathfrak{X}(z) = \frac{\alpha}{(1+3z^{-1})(1-z^{-1})}$$
$$= \frac{(3/4)\alpha}{1+3z^{-1}} + \frac{(1/4)\alpha}{1-z^{-1}}.$$

ifadesinden ters dönüşüm alınarak, sistem çıkışı,

$$y[n] = \alpha \left[ \frac{1}{4} + \left( \frac{3}{4} \right) (-3)^n \right] u[n]$$

bulunur.