



Förberedelse inför föreläsningen:

1. Se **VIDEO 1**:
 - Tidsdiskreta signaler
 - Likformig sampling
2. Se **VIDEO 2**: Tidsdiskreta signalmodeller
3. Se **VIDEO 3**:
 - Härledning av z-transformen
 - Ett beräkningsexempel

z-transformen

- **Dubbelsidig** ("bilateral") **z-transform**:

$$X_{II}[z] = \mathcal{Z}_{II}\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

Om kausal funktion/signal \Rightarrow

- **Enkelsidig** ("unilateral") **z-transform**:

$$X_I[z] = \mathcal{Z}_I\{x[n]\} = \sum_{n=0}^{\infty} x[n]z^{-n}$$

- z-transformen är bara entydigt definierad tillsammans med angivet **konvergensområde** ("ROC, Region Of Convergence"):

- **Högersidig** $x[n]$, med $x[n < 0] = 0$: $|z| > R_0$
(*Kausal signal*)

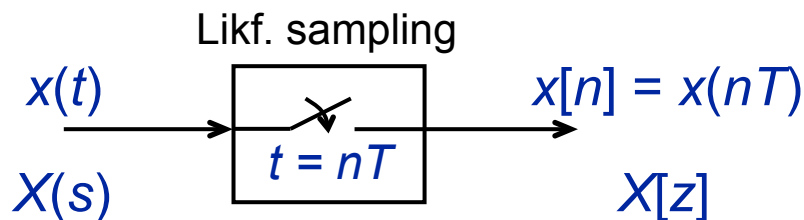
- **Vänstersidig** $x[n]$, med $x[n \geq 0] = 0$: $|z| < R_1$
(*Antikausal signal*)

- **Dubbelsidig** $x[n]$, dvs. $x[n] \neq 0$ för *minst något* $n > 0$ och $n < 0$: $R_0 < |z| < R_1$

- Beteckning, transformpar: $x[n] \Leftrightarrow X[z]$

z-transformanalys av tidsdiskreta signaler

Jämförelse – konvergensområde för $X(s)$ och $X[z]$



Avbildning s -planet →
 z -planet vid sampling:

$$z = e^{sT}$$

(Se Video 3)

⇒ $s_0 = \sigma_0 + j\omega_0$ i s -planet avbildas på

$$\underline{z_0} = e^{(\sigma_0 + j\omega_0)T} = e^{\sigma_0 T} \cdot e^{j\omega_0 T} = \underline{R_0} \cdot e^{j\Omega_0} \quad \text{i } z\text{-planet} \quad \text{där } \underline{R_0} = e^{\sigma_0 T} \quad \& \quad \underline{\Omega_0} = \omega_0 T$$

Även $s_k = s_0 + jk\omega_s$ avbildas på $\underbrace{e^{\sigma_0 T} \cdot e^{j\omega_0 T} \cdot e^{jk\omega_s T}}_{=z_0} = z_0 \cdot \underbrace{e^{jk\frac{2\pi}{T}T}}_{=(e^{j2\pi})^k=1} = \underline{z_0}$

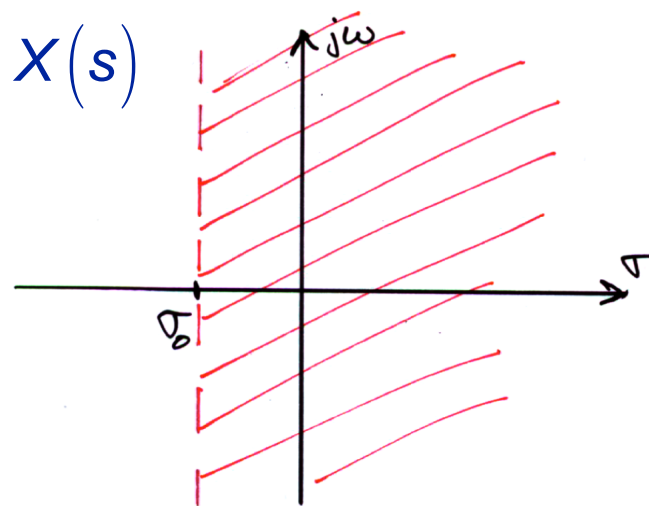
$k \in \mathbb{Z}, \omega_s = \frac{2\pi}{T}$

⇒ Varje horisontellt *band* med höjden ω_s i s -planet avbildas på *hela* z -planet ($s \rightarrow z$):

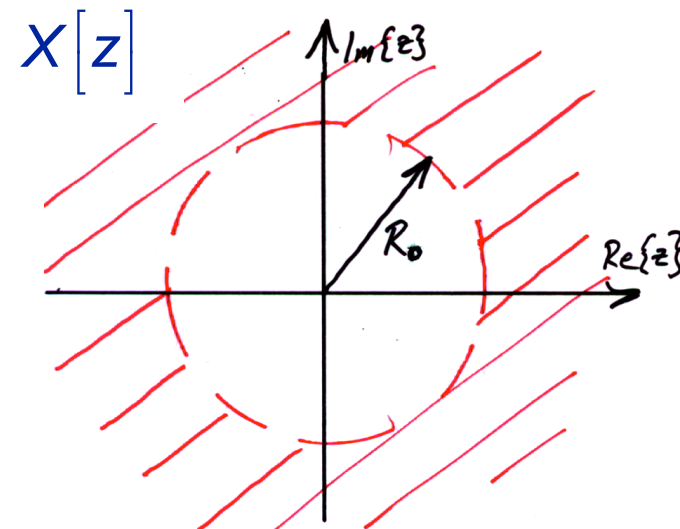
- VHP → innanför enhetscirkeln $\left(\sigma_0 < 0 \Rightarrow R_0 < 1 \right)$
- $j\omega$ -axeln → enhetscirkeln $\left(\sigma_0 = 0 \Rightarrow R_0 = 1 \right)$
- HHP → utanför enhetscirkeln $\left(\sigma_0 > 0 \Rightarrow R_0 > 1 \right)$

Jämförelse – konvergensområde för $X(s)$ och $X[z]$

Kausala signaler: $x(t < 0) = 0$ & $x[n < 0] = 0$



$$\text{Re}\{s\} > \sigma_0$$

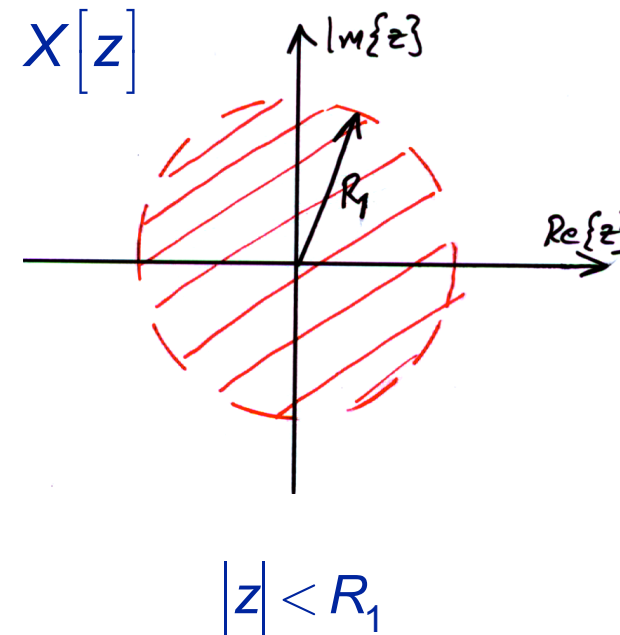
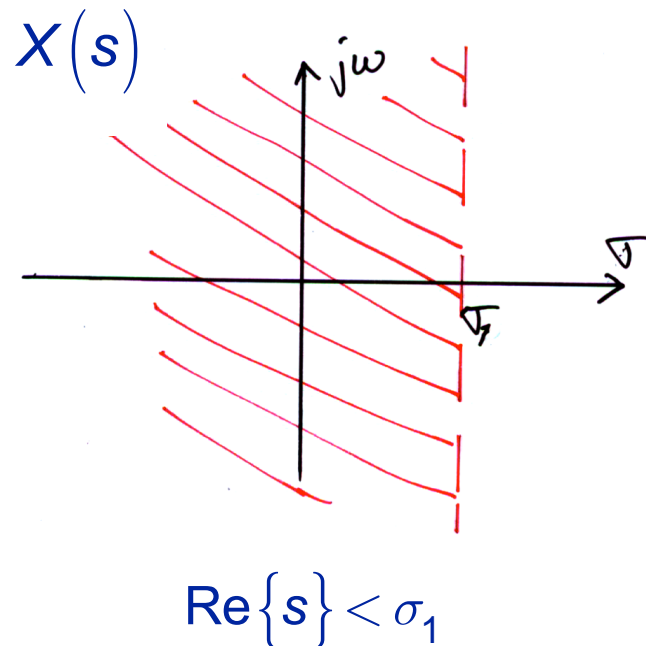


$$|z| > R_0$$

Både $X(s)$ och $X[z]$ har minst en singulär punkt på konvergensområdets rand (där $X(s) = \infty$ & $X[z] = \infty$)

Jämförelse – konvergensområde för $X(s)$ och $X[z]$

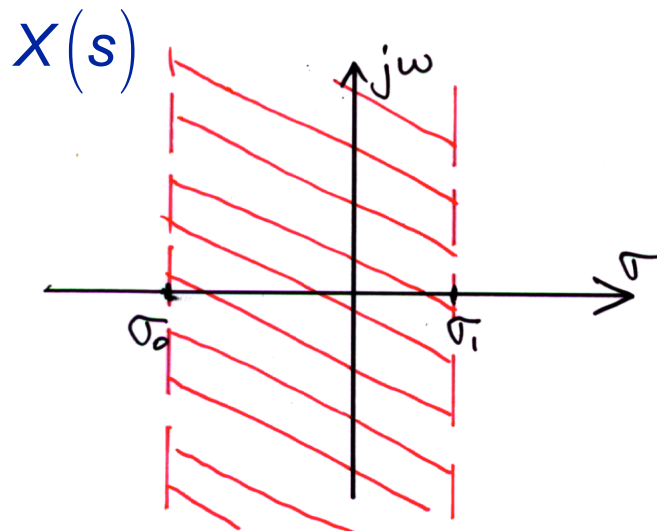
Antikausala signaler: $x(t \geq 0) = 0$ & $x[n \geq 0] = 0$



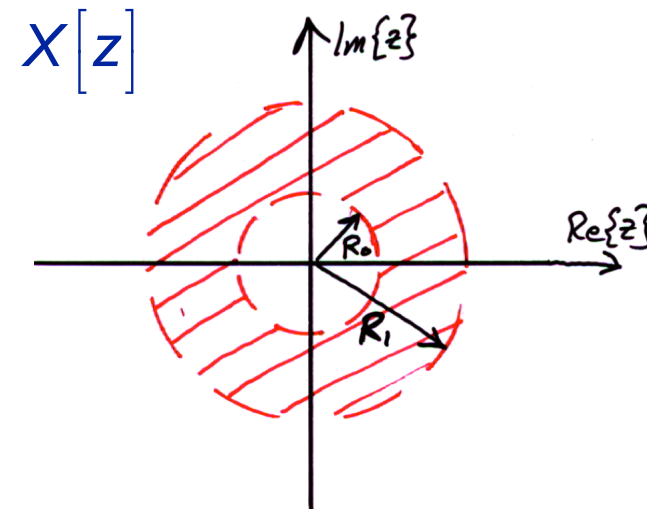
Både $X(s)$ och $X[z]$ har minst en singulär punkt på konvergensområdets rand (där $X(s) = \infty$ & $X[z] = \infty$)

Jämförelse – konvergensområde för $X(s)$ och $X[z]$

Allmänna dubbelsidiga signaler: $x(t)$ & $x[n] \neq 0$ för något $\begin{cases} t, n < 0 \\ \text{och} \\ t, n \geq 0 \end{cases}$



$$\sigma_0 < \operatorname{Re}\{s\} < \sigma_1$$



$$R_0 < |z| < R_1$$

Både $X(s)$ och $X[z]$ har minst en singulär punkt på konvergensområdets rand (där $X(s) = \infty$ & $X[z] = \infty$)

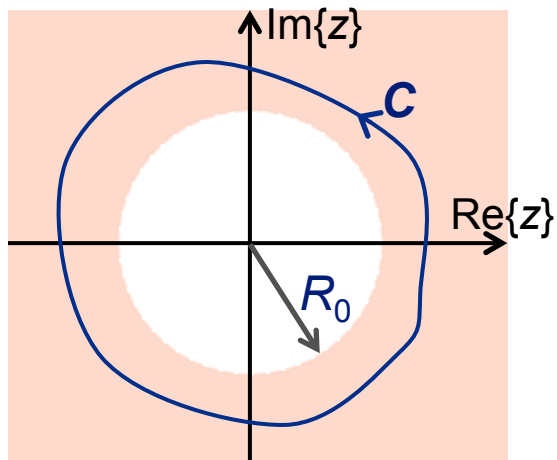
Invers z-transform

$$x[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{X[z]\} = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X[z] z^{n-1} dz$$

Integrera moturs längs den slutna kurvan \mathbf{C} i z-planet, omslutande origo i konvergensområdet för $X[z]$ \Rightarrow 3 olika fall:

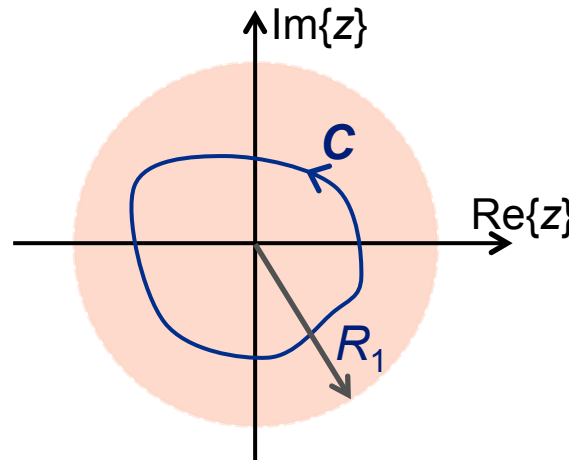
$$|z| > R_0$$

($x[n < 0] = 0$)



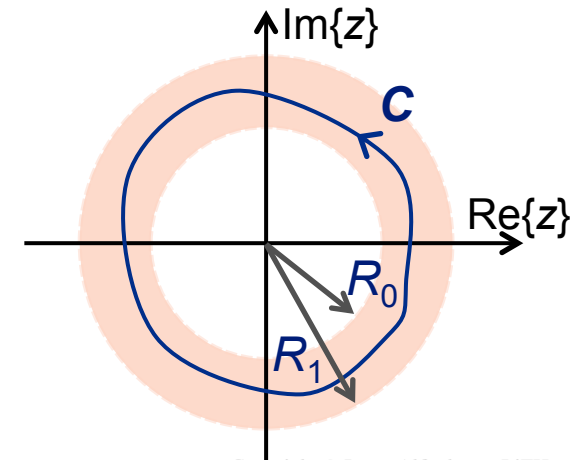
$$|z| < R_1$$

($x[n \geq 0] = 0$)



$$R_0 < |z| < R_1$$

($x[n < 0], x[n \geq 0] \neq 0$)



Invers z-transform

$$x[n] = \mathcal{Z}^{-1}\{X[z]\} = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X[z] z^{n-1} dz$$

Inverstransformering sker på något av följande sätt:

1. **Direkt beräkning** av kurvintegralen (m.h.a. residueberäkningar)
2. **Potensserieutveckling** av $X[z]$ till en serie av termer z^{-n}
3. **Partialbråksuppdelning** av $X[z]$ (eller hellre $X[z]/z$)
följt av **tabellslagning** (identifiera transformpar $X[z] \Leftrightarrow x[n]$)

I kursen använder vi oss i första hand av metod 3!

Några centrala z-transformpar

$$\delta[n] \Leftrightarrow 1; \quad \forall z$$

$$\delta[n-m] \Leftrightarrow z^{-m}; \quad \begin{cases} |z| > 0 & \text{om } m > 0 \\ |z| < \infty & \text{om } m < 0 \end{cases}$$

$$\gamma^n u[n] \Leftrightarrow \frac{z}{z-\gamma}; \quad |z| > |\gamma|$$

$$\gamma^n u[-n-1] \Leftrightarrow -\frac{z}{z-\gamma}; \quad |z| < |\gamma|$$

$$u[n] \Leftrightarrow \frac{z}{z-1}; \quad |z| > 1$$

$$u[-n-1] \Leftrightarrow -\frac{z}{z-1}; \quad |z| < 1$$

$$n \cdot \gamma^n \cdot u[n] \Leftrightarrow \frac{\gamma z}{(z-\gamma)^2}; \quad |z| > |\gamma|$$

$$n \cdot \gamma^n \cdot u[-n-1] \Leftrightarrow -\frac{\gamma z}{(z-\gamma)^2}; \quad |z| < |\gamma|$$

$$\gamma^n \cos(\Omega_0 n) u[n] \Leftrightarrow \frac{z(z - \gamma \cos \Omega_0)}{z^2 - 2\gamma(\cos \Omega_0)z + \gamma^2}; \quad |z| > |\gamma|$$

$$\gamma^n \sin(\Omega_0 n) u[n] \Leftrightarrow \frac{z\gamma \sin \Omega_0}{z^2 - 2\gamma(\cos \Omega_0)z + \gamma^2}; \quad |z| > |\gamma|$$

Några centrala z-transformegenskaper

Högerskift:

$$x[n-m]u[n-m] \Leftrightarrow z^{-m}X_I[z]$$

$$x[n-m] \Leftrightarrow z^{-m}X_{II}[z]$$

$$x[n-m]u[n] \Leftrightarrow z^{-m}X_I[z] + z^{-m} \sum_{n=1}^m z^n x[-n]$$

Spegling: $x[-n] \Leftrightarrow X_{II}\left[\frac{1}{z}\right]$

Mult med γ^n : $\gamma^n x[n] \Leftrightarrow X\left[\frac{z}{\gamma}\right]$

Mult. med n : $n \cdot x[n] \Leftrightarrow -z \frac{dX[z]}{dz}$

Initialvärdet: $x[0] = \lim_{z \rightarrow \infty} X_I[z]$

Slutvärdet: $\lim_{n \rightarrow \infty} x[n] = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)X_I[z]$

(Konv.omr.radien för $(z-1)X[z]$ är < 1)