

Formelsammlung (V. 1.1)

Signal Processing and Speech Communication Laboratory, Graz University of Technology

Achtung: Formelsammlung wird am Ende der Prüfung wieder abgesammelt. Nicht auf die Blätter dieser Formelsammlung schreiben!

Fouriertransformation zeitdiskreter Signale—Discrete-Time Fourier Transform (DTFT)

Bei den folgenden Beziehungen sind der Definitionsbereich $n \in \mathbb{Z}$ im Zeitbereich sowie die 2π -Periode im Frequenzbereich zu berücksichtigen. Die Funktion $\delta[\cdot]$ ist der Einheitsimpuls für diskrete Argumente bzw. $\delta(\cdot)$ ist die Diracsche Deltafunktion für kontinuierliche Argumente. Weiters definieren wir die Funktion $\delta_{2\pi}(\theta) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\theta - 2\pi k)$.

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\theta}) e^{j\theta n} d\theta \iff X(e^{j\theta}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\theta n}$$

$$x[n - n_0] \iff e^{-j\theta n_0} X(e^{j\theta})$$

$$e^{j\theta_0 n} x[n] \iff X(e^{j(\theta - \theta_0)})$$

$$x^*[n] \iff X^*(e^{-j\theta})$$

$$x[-n] \iff X(e^{-j\theta})$$

$$(x * y)[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] y[n - k] \iff X(e^{j\theta}) Y(e^{j\theta})$$

$$x[n] y[n] \iff \frac{1}{2\pi} (X * Y)(e^{j\theta}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\lambda}) Y(e^{j(\theta - \lambda)}) d\lambda$$

$$x_e[n] = \frac{1}{2} (x[n] + x^*[-n]) \iff \Re\{X(e^{j\theta})\}$$

$$x_o[n] = \frac{1}{2} (x[n] - x^*[-n]) \iff j\Im\{X(e^{j\theta})\}$$

$$\Re\{x[n]\} \iff X_e(e^{j\theta}) = \frac{1}{2} (X(e^{j\theta}) + X^*(e^{-j\theta}))$$

$$j\Im\{x[n]\} \iff X_o(e^{j\theta}) = \frac{1}{2} (X(e^{j\theta}) - X^*(e^{-j\theta}))$$

$$nx[n] \iff j \frac{dX(e^{j\theta})}{d\theta}$$

$$\sum_{k=-\infty}^n x[k] \iff \frac{1}{1 - e^{-j\theta}} X(e^{j\theta}) + \pi X(e^{j\theta}) \delta_{2\pi}(\theta)$$

Einige DTFT-Paare

$$x[n] \iff X(e^{j\theta})$$

$$\delta[n - n_0] \iff e^{-j\theta n_0}$$

$$e^{j\theta_0 n} \iff 2\pi \delta_{2\pi}(\theta - \theta_0)$$

$$\cos(\theta_0 n) \iff \pi (\delta_{2\pi}(\theta - \theta_0) + \delta_{2\pi}(\theta + \theta_0))$$

$$\sin(\theta_0 n) \iff \frac{\pi}{j} (\delta_{2\pi}(\theta - \theta_0) - \delta_{2\pi}(\theta + \theta_0))$$

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - kN] \iff \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\theta - \frac{2\pi}{N}k)$$

$$u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases} \iff \frac{1}{1 - e^{-j\theta}} + \pi \delta_{2\pi}(\theta)$$

$$\alpha^n u[n], \quad |\alpha| < 1 \iff \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\theta}}$$

$$\frac{\sin(\alpha n)}{\pi n}, \quad 0 < \alpha < \pi \iff X(e^{j\theta}) = \begin{cases} 1, & 0 \leq |\theta| \leq \alpha \\ 0, & \alpha < |\theta| < \pi \end{cases}$$

$$x[n] = \begin{cases} 1, & |n| \leq N_1 \\ 0, & |n| > N_1 \end{cases} \iff \frac{\sin((2N_1 + 1)\frac{\theta}{2})}{\sin(\frac{\theta}{2})}$$

$$x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n < N \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases} \iff \frac{\sin(\frac{N\theta}{2})}{\sin(\frac{\theta}{2})} e^{-j\frac{N-1}{2}\theta}$$

Parsevalsche Beziehung für (aperiodische) zeitdiskrete Signale:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{j\theta})|^2 d\theta$$

Diskrete Fouriertransformation (DFT)

In den folgenden Beziehungen sind $x[n]$ und $y[n]$ sowie deren diskrete Fouriertransformationen $X[k]$ und $Y[k]$ N -Punkte Folgen mit dem Definitionsbereich $0 \leq n < N$ bzw. $0 \leq k < N$. Die Verschiebungsoperation ist bei endlichem Definitionsbereich nur als zyklische Verschiebung $x[(n - n_0) \bmod N]$ definiert, welche als Ausschnitt von $0 \dots N - 1$ einer Verschiebung der periodischen Fortsetzung von $x[n]$ betrachtet werden kann. Folglich ist auch die Faltung nur als zyklische Faltung definiert, die hier als $(x \overset{N}{*} y)[n]$ notiert wird.

Einige DFT-Beispiele

Es gilt: $0 \leq n < N$, $0 \leq k < N$ und $0 \leq m < N$

$$e^{j\frac{2\pi}{N}mn} \iff N\delta[k - m]$$

$$\cos\left(\frac{2\pi}{N}mn\right) \iff \frac{N}{2}(\delta[k - m] + \delta[k + m - N])$$

$$\sin\left(\frac{2\pi}{N}mn\right) \iff \frac{N}{2j}(\delta[k - m] - \delta[k + m - N])$$

$$\delta[n] \iff 1$$

$$x[n] = \begin{cases} 1, & 0 \leq n \leq N_1 \\ 1, & N - N_1 \leq n \leq N - 1 \\ 0, & \text{sonst} \end{cases} \iff \frac{\sin\left((2N_1 + 1)\frac{\pi k}{N}\right)}{\sin\left(\frac{\pi k}{N}\right)}$$

$$x[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j\frac{2\pi}{N}kn} \iff X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j\frac{2\pi}{N}nk}$$

$$x[(n - n_0) \bmod N] \iff e^{-j\frac{2\pi}{N}n_0k} X[k]$$

$$e^{j\frac{2\pi}{N}k_0n} x[n] \iff X[(k - k_0) \bmod N]$$

$$x^*[n] \iff X^*[(-k) \bmod N]$$

$$x^*[(-n) \bmod N] \iff X^*[k]$$

$$(x \overset{N}{*} y)[n] \iff X[k] Y[k]$$

$$x[n] y[n] \iff \frac{1}{N} (X \overset{N}{*} Y)[k]$$

$$\frac{1}{2} (x[n] + x^*[(-n) \bmod N]) \iff \Re\{X[k]\}$$

$$\frac{1}{2} (x[n] - x^*[(-n) \bmod N]) \iff j\Im\{X[k]\}$$

$$\Re\{x[n]\} \iff \frac{1}{2} (X[k] + X^*[(-k) \bmod N])$$

$$j\Im\{x[n]\} \iff \frac{1}{2} (X[k] - X^*[(-k) \bmod N])$$

Z-Transformation

$$x[n] = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X(z) z^{n-1} dz \iff X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] z^{-n}$$

Die in der Tabelle angegebenen Bereiche sind die Konvergenzringe der zweiseitigen Z-Transformation und können in einzelnen Fällen auch größer sein.

$x[n] \iff X(z)$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$y[n] \iff Y(z)$	$R_{y-} < z < R_{y+}$
$ax[n] + by[n] \iff aX(z) + bY(z)$	$\max(R_{x-}, R_{y-}) < z < \min(R_{x+}, R_{y+})$
$x[n - n_0] \iff z^{-n_0} X(z)$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$z_0^n x[n] \iff X\left(\frac{z}{z_0}\right)$	$ z_0 R_{x-} < z < z_0 R_{x+}$
$nx[n] \iff -z \frac{dX(z)}{dz}$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$x^*[n] \iff X^*(z^*)$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$x[-n] \iff X(z^{-1})$	$\frac{1}{R_{x+}} < z < \frac{1}{R_{x-}}$
$\Re\{x[n]\} \iff \frac{1}{2}(X(z) + X^*(z^*))$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$j\Im\{x[n]\} \iff \frac{1}{2j}(X(z) - X^*(z^*))$	$R_{x-} < z < R_{x+}$
$(x * y)[n] \iff X(z)Y(z)$	$\max(R_{x-}, R_{y-}) < z < \min(R_{x+}, R_{y+})$
$x[n]y[n] \iff \frac{1}{2\pi j} \oint_C \frac{X(v)}{v} Y\left(\frac{z}{v}\right) dv$	$R_{x-} R_{y-} < z < R_{x+} R_{y+}$
$\sum_{k=-\infty}^n x[k] \iff \frac{1}{1-z^{-1}} X(z)$	$\max(R_{x-}, 1) < z < R_{x+}$

Anfangswertsatz der einseitigen Z-Transformation:

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

Endwertsatz der einseitigen Z-Transformation

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

Eingeschaltetes periodisches Signal:

$$x[n] = x_p[n]u[n] \iff X(z) = \frac{z^N}{z^N - 1} \left(\sum_{n=0}^{N-1} x_p[n] z^{-n} \right)$$

mit $x_p[n] = x_p[n + N]$

Einige Z-Transformationspaare

$\delta[n] \iff 1$	$\forall z$
$u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases} \iff \frac{z}{z-1}$	$ z > 1$
$-u[-n-1] \iff \frac{z}{z-1}$	$ z < 1$
$\alpha^n u[n] \iff \frac{z}{z-\alpha}$	$ z > \alpha $
$-\alpha^n u[-n-1] \iff \frac{z}{z-\alpha}$	$ z < \alpha $
$nu[n] \iff \frac{z}{(z-1)^2}$	$ z > 1$
$-nu[-n-1] \iff \frac{z}{(z-1)^2}$	$ z < 1$
$\sin(\alpha n)u[n] \iff \frac{z \sin \alpha}{z^2 - 2z \cos \alpha + 1}$	$ z > 1$
$\cos(\alpha n)u[n] \iff \frac{z(z - \cos \alpha)}{z^2 - 2z \cos \alpha + 1}$	$ z > 1$
$\rho^n \sin(\alpha n)u[n] \iff \frac{\rho z \sin \alpha}{z^2 - 2\rho z \cos \alpha + \rho^2}$	$ z > \rho$
$\rho^n \cos(\alpha n)u[n] \iff \frac{z(z - \rho \cos \alpha)}{z^2 - 2\rho z \cos \alpha + \rho^2}$	$ z > \rho$
$\sin(\alpha n + \varphi)u[n] \iff \frac{z^2 \sin \varphi + z \sin(\alpha - \varphi)}{z^2 - 2z \cos \alpha + 1}$	$ z > 1$
$\frac{1}{n}, \quad n > 0 \iff \log_e \left(\frac{z}{z-1} \right)$	$ z > 1$
$\frac{1-e^{-\alpha n}}{n} u[n] \iff \alpha + \log_e \left(\frac{z-e^{-\alpha}}{z-1} \right)$	$ z > 1, \alpha > 0$
$\frac{\sin(\alpha n)}{n} u[n] \iff \alpha + \arctan \left(\frac{\sin \alpha}{z - \cos \alpha} \right)$	$ z > \cos \alpha, \alpha > 0$

Systeme mit Mehrfachtaktverarbeitung

In den angegebenen Formeln sind der Unterabtastfaktor M und der Überabtastfaktor L ganzzahlig.

$$\begin{aligned}
 x[n] &\iff X(e^{j\theta}) \\
 &X(z) \\
 y[m] = x[Mm] &\iff Y(e^{j\theta'}) = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} X(e^{j(\theta' - 2\pi k)/M}) \\
 &Y(z) = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} X(e^{-j2\pi k/M} z^{1/M}) \\
 y[m] = \begin{cases} x[\frac{m}{L}], & m = 0, \pm L, \pm 2L \\ 0, & \text{sonst} \end{cases} &\iff Y(e^{j\theta'}) = X(e^{j\theta' L}) \\
 &Y(z) = X(z^L)
 \end{aligned}$$

Polyphasenzerlegung:

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n} = \sum_{k=0}^{M-1} z^{-k} X_k(z^M)$$

mit

$$X_k(z) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x_k[m]z^{-m} = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[Mm + k]z^{-m} \quad k = 0, 1, \dots, M - 1$$

Fall $M=2$:

$$X(z) = X_0(z^2) + z^{-1} X_1(z^2)$$

$$X_0(z) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[2m]z^{-m}$$

$$X_1(z) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[2m + 1]z^{-m}$$

Elementare Vertauschungsoperationen

