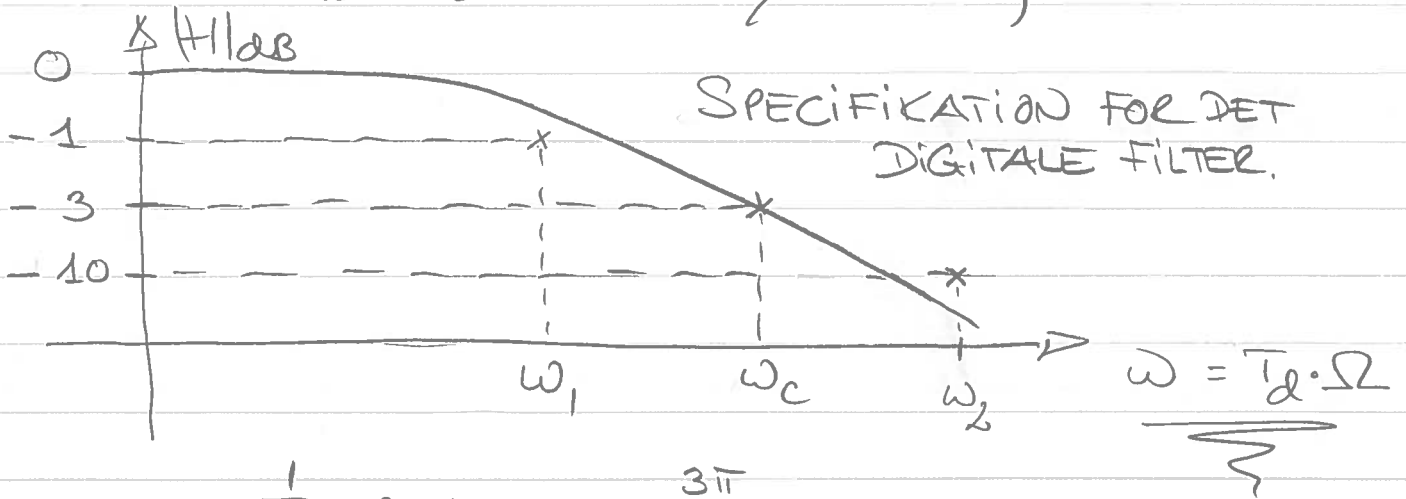


# FØRSLAG TIL OPGAVERØSØVING, 1. FORELÆSNING

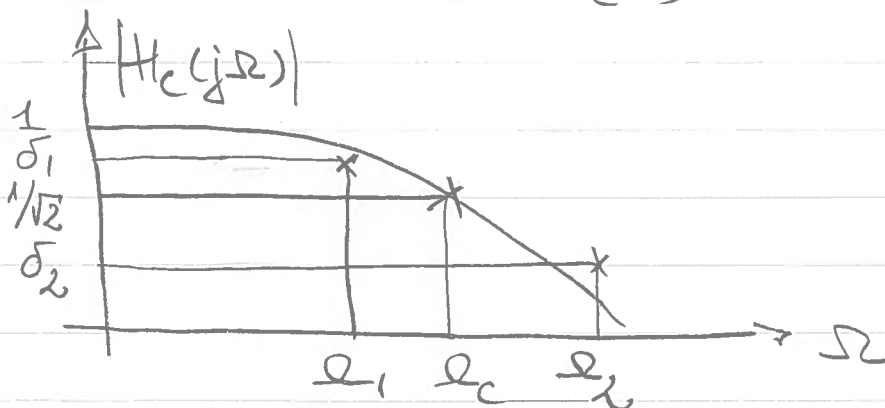


$$\omega_1 = \frac{1}{8000} \cdot 2\pi \cdot 750 = \frac{3\pi}{16}$$

$$\omega_c = \frac{1}{8000} \cdot 2\pi \cdot 1000 = \frac{\pi}{4}$$

$$\omega_2 = \frac{1}{8000} \cdot 2\pi \cdot 1500 = \frac{3\pi}{8}$$

Vi skal først bestemme orden af det analoge proto-type filter  $H_c(s)$



Vi starter med at beregne værdierne  $\delta_1$  og  $\delta_2$

$$-1 \text{ dB} = 20 \cdot \log \delta_1 \Rightarrow \delta_1 = 0.89125$$

$$-10 \text{ dB} = 20 \cdot \log \delta_2 \Rightarrow \delta_2 = 0.31623$$

PC

(2)

Disse værdier, samt tilhørende frekvensværdier, benyttes nu til beregning af orden  $N$ .

Vi har at den kvadrerede amplitude-respons for et analogt Butterworth filter er givet som;

$$|H_c(j\Omega)|^2 = \frac{1}{1 + (j\Omega / j\Omega_c)^{2N}}$$

Med dette udtryk som udgangspunkt kan der opstilles følgende to ligninger;

$$\sigma_1^2 \leq \frac{1}{1 + (\Omega_1 / \Omega_c)^{2N_1}} \quad \wedge \quad \sigma_2^2 \geq \frac{1}{1 + (\Omega_2 / \Omega_c)^{2N_2}}$$

$\Downarrow$

$$N_1 \geq \frac{\log(1/\sigma_1^2 - 1)}{2 \cdot \log(\Omega_1 / \Omega_c)} \quad \wedge \quad N_2 \geq \frac{\log(1/\sigma_2^2 - 1)}{2 \cdot \log(\Omega_2 / \Omega_c)}$$

Nu skal vi benytte den bilineære transformation og derfor skal ALLE kritiske frekvenser prewarped

$$\Omega_{ny} = \frac{2}{T_d} \cdot \tan\left(\frac{\omega}{2}\right)$$

For  $\omega = \{\omega_1, \omega_c, \omega_2\}$

PC

③

$$\Omega_{1ny} = \frac{2}{T_d} \cdot \tan\left(\frac{\omega_1}{2}\right) = 4853,6 \text{ rad} (\sim 772,5 \text{ Hz})$$

$$\Omega_{cny} = \frac{2}{T_d} \cdot \tan\left(\frac{\omega_c}{2}\right) = 6627,4 \text{ rad} (\sim 1054,8 \text{ Hz})$$

$$\Omega_{2ny} = \frac{2}{T_d} \cdot \tan\left(\frac{\omega_2}{2}\right) = 10690,9 \text{ rad} (\sim 1701,5 \text{ Hz})$$

INDSÆTTES SAMTILRØDDE VÆRDIER AF  $\delta$  OG  $\Omega$  FÅS;

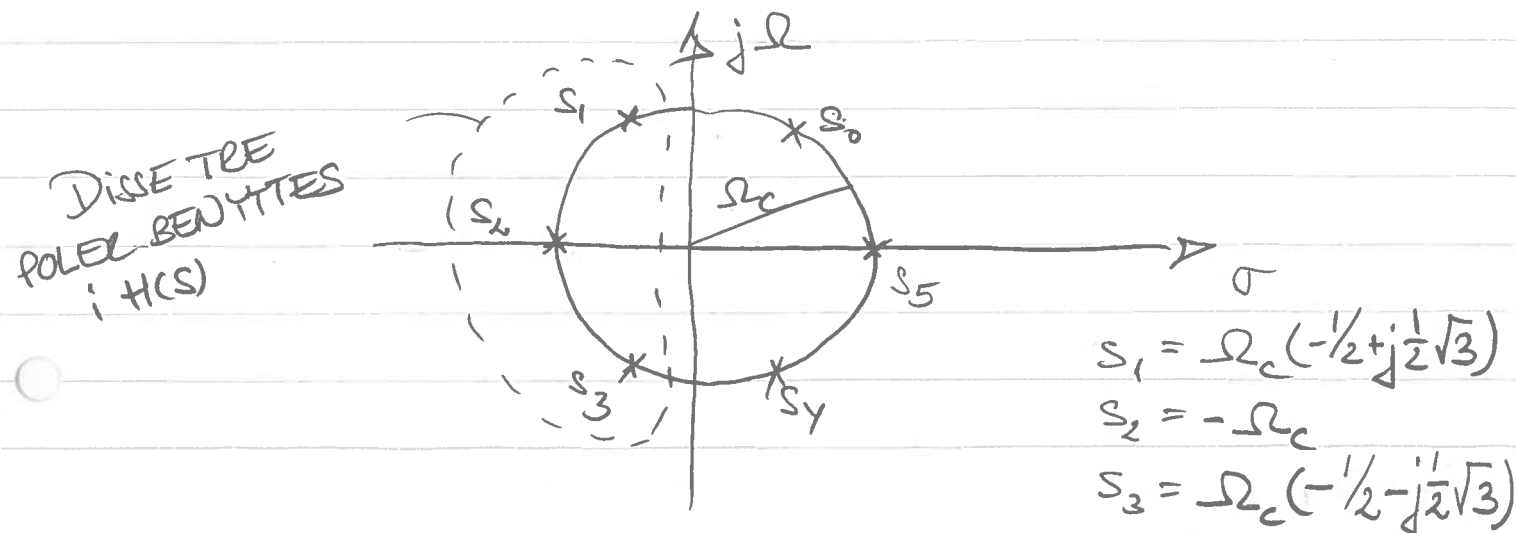
$$\Downarrow N_1 \geq 2,17 \quad \text{OG} \quad N_2 \geq 2,30$$

$$N = 3$$

ALTSÅ ET 3. ORDERS  
BUTTERWORTH FILTER

$$\text{POL. PLACERING : } s_k = \Omega_c \cdot e^{(j\pi/2N)(2k+N-1)} \quad \left\{ \begin{array}{l} N=3 \\ k=0,1,\dots,5 \end{array} \right.$$

$$\Downarrow s_0 = \Omega_c \cdot e^{j\pi/3}, \quad s_1 = \Omega_c \cdot e^{j2\pi/3}, \quad s_2 = \Omega_c \cdot e^{j\pi}$$
$$s_3 = \Omega_c \cdot e^{j4\pi/3}, \quad s_4 = \Omega_c \cdot e^{j5\pi/3}, \quad s_5 = \Omega_c \cdot e^{j6\pi}$$



PK

④

Følg, er  $H(s)$ ;

$$H(s) = \frac{G}{(s-s_1)(s-s_2)(s-s_3)}$$

Hvor  $(s_1, s_2)$  er et komplek konjugeret  
pol-par;

$$H(s) = \frac{G}{(s+\Omega_c)(s^2+\Omega_c s+\Omega_c^2)}$$

Hvad er værdien af  $G$ ? — 0dB DC Gain

$$|H(s)| = 1 \Big|_{s=0} \Rightarrow G = \Omega_c^3$$

$$H(s) = \frac{\Omega_c^3}{(s+\Omega_c)(s^2+\Omega_c s+\Omega_c^2)}$$

Det er denne overføringsfunktion, som  
vi nu via den bilinear transformation  
skal transformere til en digital  
ækvivalent,  $H(z)$

Bilinear Transformation

$$s = \frac{2}{T_d} \cdot \frac{z-1}{z+1}$$

$$\Omega_c = \frac{2}{T_d} \cdot \tan\left(\frac{\omega_c}{2}\right)$$

Krav til 3dB frekvens

PK

AMUENTHOLDEN UDTRYKKENE FOR  $H(s)$ ,  $s$  OG  $\Omega_c$  SES, AT  $\frac{z}{1z}$  KAN FØKKORTES UD.

DVS;  $s = \frac{z-1}{z+1}$  OG  $\Omega_c = \tan(\frac{\omega_c}{2})$  INDSETTES.



$$H(z) = \frac{\Omega_c^3}{\left(\frac{z-1}{z+1} + \Omega_c\right) \left(\left(\frac{z-1}{z+1}\right)^2 + \left(\frac{z-1}{z+1}\right)\Omega_c + \Omega_c^2\right)}$$



MANGE MELLEMBEGNINGER

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

FØRST NU INDSETTES  $\Omega_c = \tan\left(\frac{\pi/4}{2}\right) = 0.414$  !!!

SÅTIDIG NORMALISERES SÅTILIGE KOEFFICIENTER SÅ  $a_0 = 1$   
— (STANDARD FORM FOR  $H(z)$ )

$$H(z) = \frac{1}{2.24261} \cdot \frac{0.0711 + 0.2132z^{-1} + 0.2132z^{-2} + 0.0711z^{-3}}{1 - 1.4590z^{-1} + 0.9104z^{-2} - 0.1978z^{-3}}$$

$$= 0.03169 \cdot \frac{1 + 3z^{-1} + 3z^{-2} + z^{-3}}{1 - 1.4590z^{-1} + 0.9104z^{-2} - 0.1978z^{-3}}$$