

# Projeto de Controladores Digitais no Domínio da Frequência

Adrielle C. Santana

# Função de Transferência Pulsada Senoidal

- Para se obter a resposta em frequência de uma função de transferência qualquer  $G(z)$  basta substituir cada  $z = e^{j\omega T}$ .

A função  $G(e^{j\omega T})$  obtida é periódica tal como  $G(z)$ , com período igual a  $T$  e é conhecida como **função de transferência pulsada senoidal**.

# Transformação Bilinear

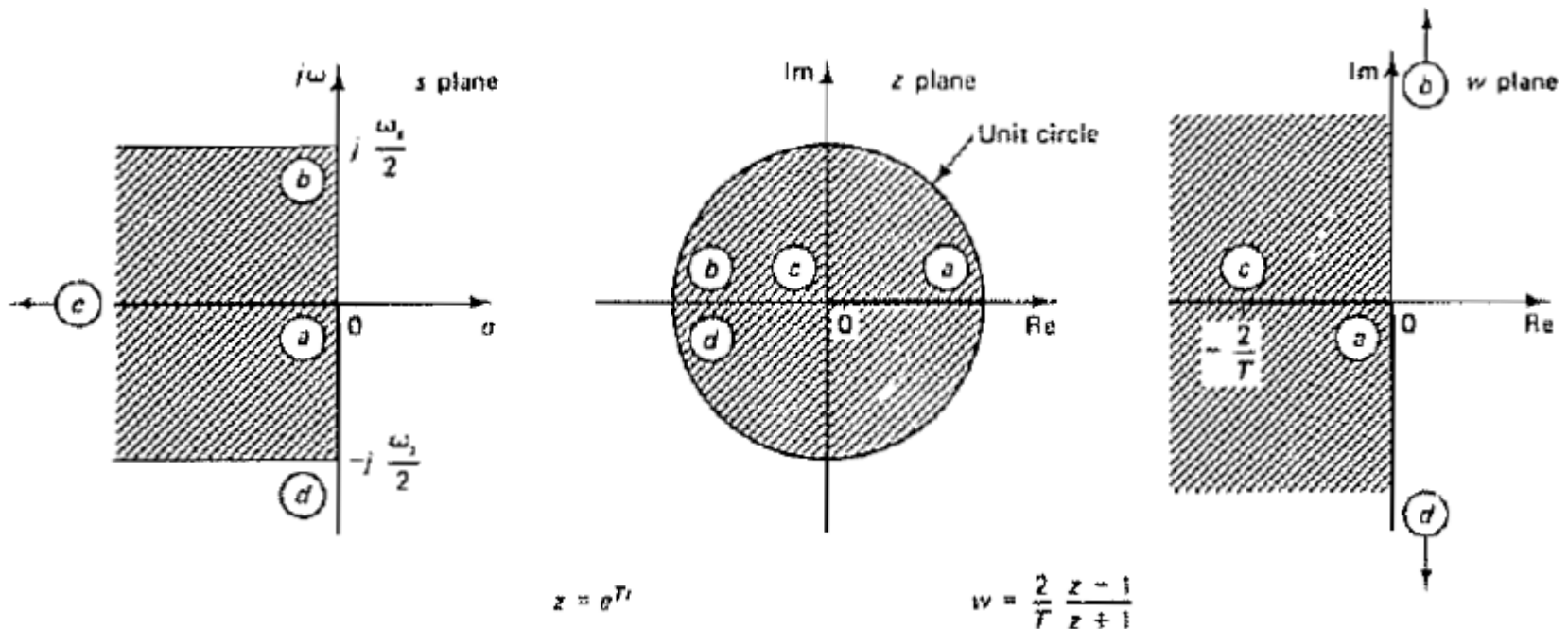
- A substituição  $z = e^{j\omega T}$  acaba por atrapalhar um pouco a simplicidade que conseguiríamos no projeto de controladores no domínio da frequência. Para isso faz-se a transformação bilinear onde a função em  $z$  é transformada em uma função de transferência no plano  $w$  (não confundir com  $\omega$  !!!)

# Transformação Bilinear

A transformação consiste em:

$$z = \frac{1 + (T/2)w}{1 - (T/2)w}$$

$$w = \frac{2}{T} \frac{z - 1}{z + 1}$$



# Transformação Bilinear

- Observe que o mapeamento entre os planos  $s$  e  $w$  são bem parecidos mas, não são os mesmos.

Note que enquanto  $s$  varia de 0 a  $\frac{j\omega}{2}$  no seu eixo imaginário,  $w$  varia de 0 a  $\infty$  em seu eixo imaginário.

Assim a faixa de variação em  $s$  dada entre:

$$-\frac{1}{2}\omega_s \leq \omega \leq \frac{1}{2}\omega_s$$

É mapeada na frequência  $\nu$  em  $w$  como:

$$-\infty < \nu < \infty$$

# Transformação Bilinear

- A relação entre as frequências  $\omega$  do plano  $s$  e a frequência  $\nu$  do plano  $w$  é dada por:

$$w \Big|_{w=j\nu} = j\nu = \frac{2}{T} j \tan \frac{\omega T}{2}$$

ou

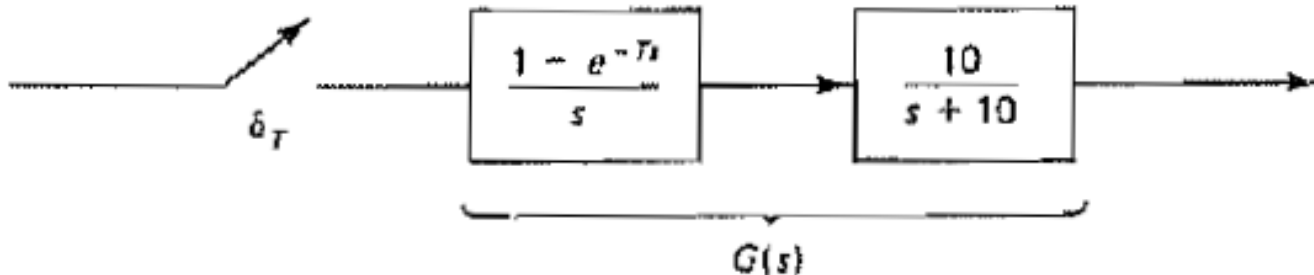
$$\nu = \frac{2}{T} \tan \frac{\omega T}{2}$$

# Transformação Bilinear

- A frequência  $\nu$  é uma frequência fictícia criada pela transformação bilinear que desaparece após o projeto quando se faz a transformação inversa para o plano  $z$ .

Exemplo:

Obtenha  $G(w)$  para o a partir da função de transferência do sistema abaixo para  $T=0.1s$ :



# Transformação Bilinear

Primeiro devemos obter a transformada z dessa função de transferência considerando o *zero order hold*.

$$\begin{aligned} G(z) &= \mathcal{Z} \left[ \frac{1 - e^{-Ts}}{s} \frac{10}{s + 10} \right] \\ &= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left[ \frac{10}{s(s + 10)} \right] \\ &= \frac{0.6321}{z - 0.3679} \end{aligned}$$



# Transformação Bilinear

A seguir, faz-se a transformação bilinear e obtém-se o  $G(w)$ :

$$z = \frac{1 + (T/2)w}{1 - (T/2)w} = \frac{1 + 0.05w}{1 - 0.05w}$$

$$\begin{aligned} G(w) &= \frac{0.6321}{\frac{1 + 0.05w}{1 - 0.05w} - 0.3679} = \frac{0.6321(1 - 0.05w)}{0.6321 + 0.06840w} \\ &= 9.241 \frac{1 - 0.05w}{w + 9.241} \end{aligned}$$

# Transformação Bilinear

A transformação não é perfeita mas, permite uma boa aproximação entre  $s$  e  $w$  de modo que é aceitável trabalhar com ela principalmente com pequenos períodos  $T$ .

No exemplo o polo em  $s$  era de  $s=-10$ . Em  $w$  o polo se encontra em  $w=-9.241$ . O ganho em  $s$  é de 10 enquanto que em  $w$  o ganho foi de 9.241. Ambos os valores bem próximos.

Um zero não existente em  $s$  apareceu em  $w=20$ . Seu efeito no sistema se torna menor quanto menor for o valor de  $T$ .

# Diagrama de Bode

- Como aqui estaremos trabalhando com funções de transferência em  $w$  o diagrama de Bode que utilizaremos no projeto será desenhado com base no ganho e fase de  $G(j\nu)$ .

Usando esse diagrama pode-se fazer o projeto de um compensador digital por métodos de projeto convencionais.

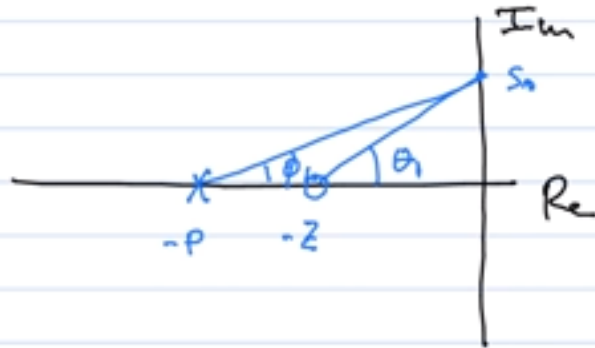
# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

O compensador por avanço de fase é utilizado para melhorar a estabilidade do sistema por **aumentar a largura de banda** do sistema e assim **aumentar a velocidade da sua resposta**.

Largura de banda: Banda de frequência na qual o módulo da função resposta em frequência não cai mais de 3dB em relação ao ganho de baixa frequência.

# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

Avanço de fase



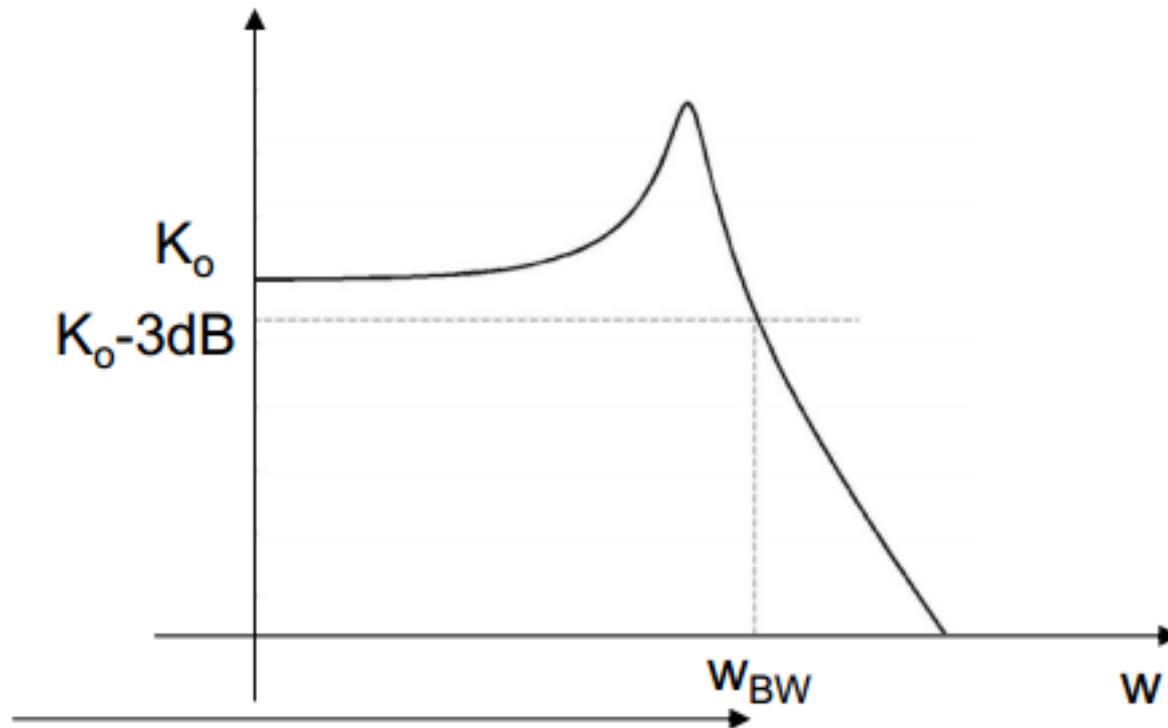
$$C(s) = k_c \cdot \frac{s+z}{s+p}, \quad \underline{z < p}$$

$$\theta > \phi_p$$

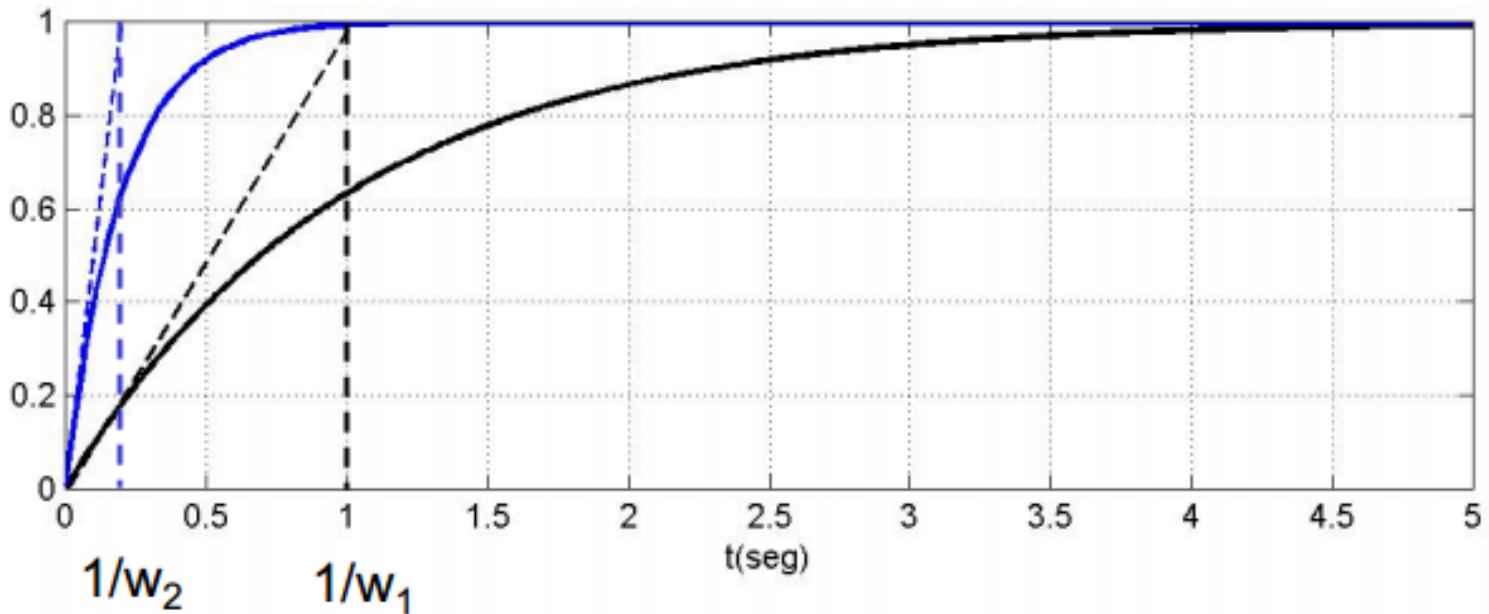
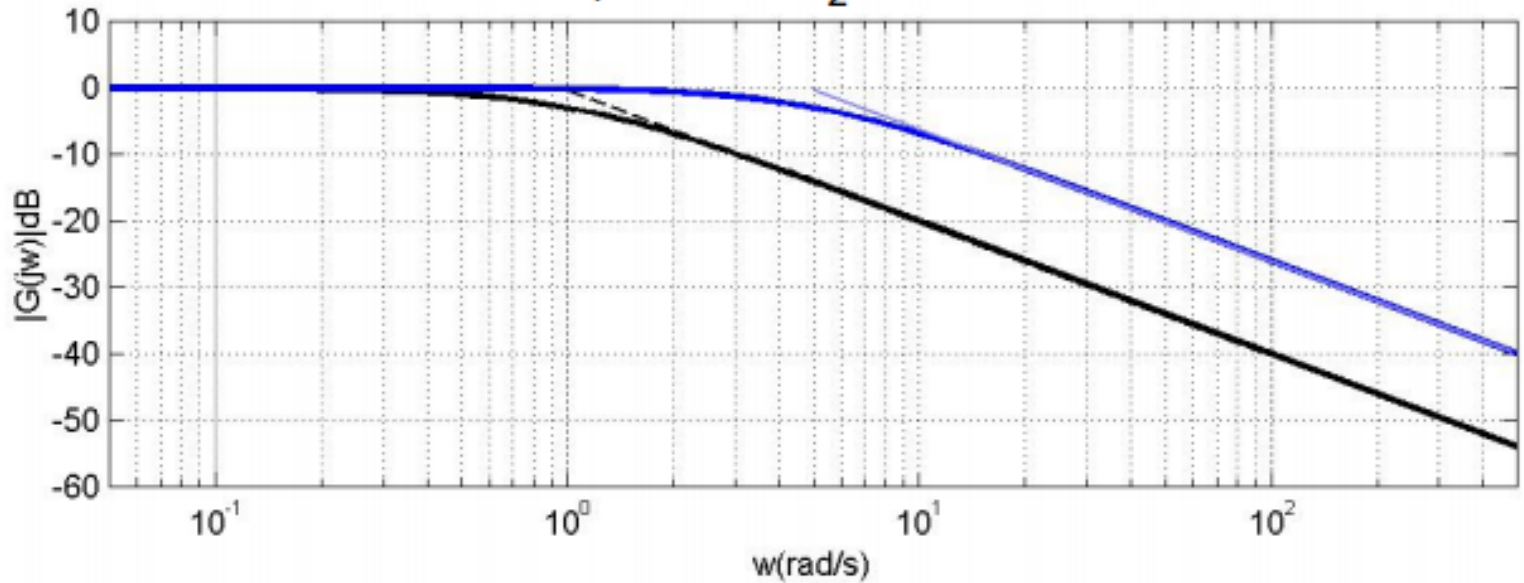
Como o ângulo do zero é maior que o ângulo do polo, temos uma fase positiva, por isso dizemos que temos um **avanço na fase** com esse controlador.

# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

A Largura de Banda traduz a capacidade de um sistema reproduzir mais ou menos perfeitamente os sinais aplicados à sua entrada.



Quanto maior a largura de banda mais rápido o sistema responde.



# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

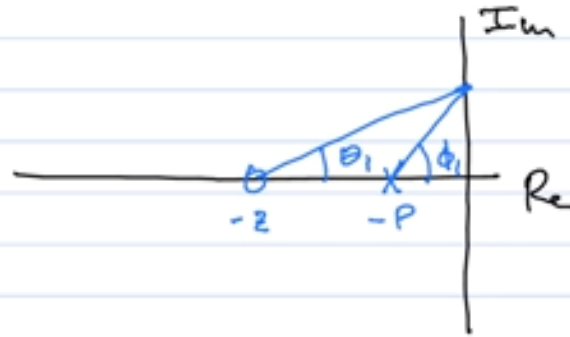
O compensador por atraso de fase reduz o ganho em altas frequências atenuando os ruídos no sistema mas, tornando a resposta mais lenta ao causar uma redução na largura de banda.

Ele também causa o aumento do ganho a baixas frequências o que leva a um aumento da precisão em estado estacionário.



# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

Atraso de fase



$$C(s) = k_c \cdot \frac{s+z}{s+p}, \quad \underline{z > p}$$

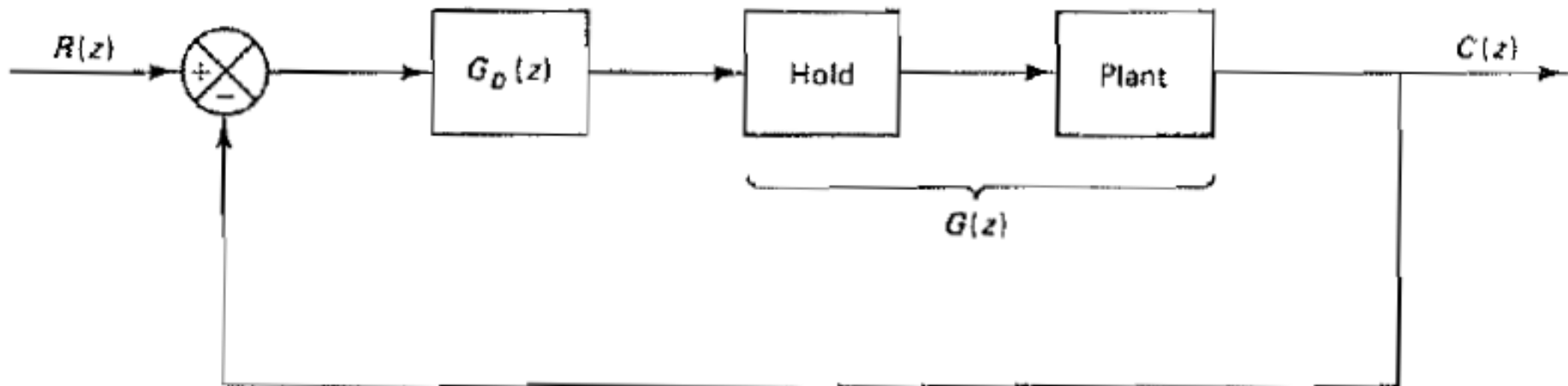
Agora o ângulo do polo é maior que o do zero. Logo temos uma fase resultante negativa. Dizemos então que esse é um **compensador por atraso de fase**.

# Compensação de Avanço, Atraso e de Avanço-atraso de Fase

Um compensador por atraso-avanço de fase pode ser utilizado para que a redução da largura de banda causada pelo compensador por atraso de fase seja compensada pelo compensador por avanço de fase.

# Procedimento de Projeto no Plano $w$

Considerando um sistema de controle digital na forma da figura abaixo o procedimento de projeto do controlador em  $w$  é:



# Procedimento de Projeto no Plano w

1. Obter a transformada z da planta e fazer a transformação bilinear utilizando a relação vista:

$$z = \frac{1 + (T/2)w}{1 - (T/2)w}$$

A escolha do período de amostragem é importante pois, influencia na precisão da correspondência entre os planos s e w. Uma regra básica é tomar a frequência de amostragem como sendo 10 vezes a largura de banda do sistema em MF.

Processamento de sinais x controle digital

# Procedimento de Projeto no Plano $w$

- 2. Substituir  $w = j\nu$  e plotar o diagrama de bode para  $G(j\nu)$ .
- 3. Ler do diagrama as constantes de erro estáticos se for de interesse e mais as margens de fase e de ganho.
- 4. Utilizar técnicas convencionais de projeto de controladores contínuos para determinar os polos e zeros de  $G_D(w)$  e assim obter a função de transferência de malha aberta:  $G_D(w)G(w)$

# Procedimento de Projeto no Plano $w$

5. Fazer a transformação bilinear inversa passando  $G_D(w)$  para  $G_D(z)$ .

$$w = \frac{2z - 1}{Tz + 1}$$

6. Realizar os procedimentos para programar a função de transferência pulsada do controlador onde for de interesse que ele atue.