

RespostaEmFrequência

May 6, 2024

1 Resposta Em Frequência

1.1 Resposta à Excitação Senoidal

A reposta de um sistema S à uma exponencial de duração infinita com frequência complexa s , e^{st} , é obtida através da integral de convolução

$$y(t) = e^{st} * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{s\tau} h(t - \tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{s(t-\tau)} d\tau = e^{st} \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau = e^{st} H(s)$$

onde $h(t)$ é a resposta ao impulso.

Podemos escrever simplesmente que

$$e^{st} \Rightarrow H(s)e^{st}$$

Agora, fazendo $s = j\omega$, teremos $H(s) = H(j\omega)$, e portanto

$$e^{j\omega t} \Rightarrow H(j\omega)e^{j\omega t}$$

onde $e^{j\omega t} = \cos \omega t + j \sin \omega t$. Por isso, tomando apenas a parte real,

$$\Re(e^{j\omega t}) = \cos(\omega t) \Rightarrow \Re(H(j\omega)e^{j\omega t})$$

$H(j\omega) = |H(j\omega)|e^{j\angle H(j\omega)}$. Substituindo na expressão acima, temos

$$\Re(e^{j\omega t}) = \cos(\omega t) \Rightarrow |H(j\omega)|\Re(e^{j(\omega t + \angle H(j\omega))}) = |H(j\omega)|\cos(\omega t + \angle H(j\omega))$$

onde $|H(j\omega)|$ é o ganho de amplitude, $\angle H(j\omega)$ é a resposta de fase e $H(j\omega)$ é a resposta em frequência do sistema.

Exemplo Seja um sistema com função de transferência $H(s) = \frac{s+0.1}{s+5}$, e uma entrada $x(t) = \cos(\omega t)$.

```
[1]: from lcapy import *
H=transfer((s+0.1)/(s+5))
H
```

[1]:

$$\frac{s + \frac{1}{10}}{s + 5}$$

```
[2]: Hr=H(jomega).val  
Hr
```

[2]:

$$\frac{j\omega + 0.1}{j\omega + 5.0}$$

```
[3]: Num=abs(Hr.numerator).val  
Den=abs(Hr.denominator).val  
Hm=Num/Den  
Hm
```

[3]:

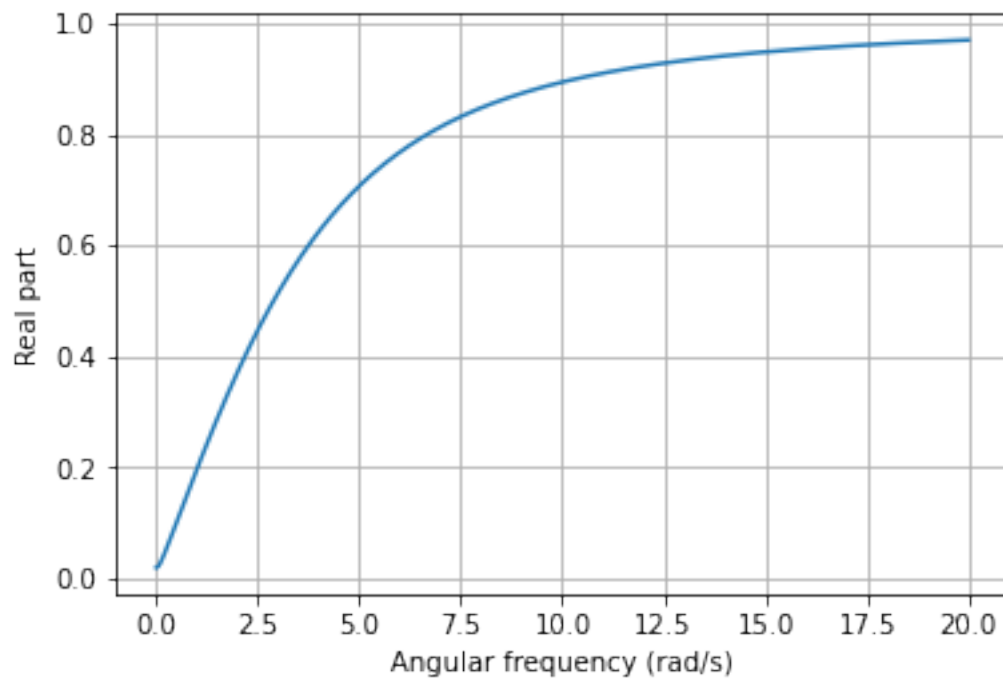
$$\frac{(\omega^2 + \frac{1}{100})^{0.5}}{5(\frac{\omega^2}{25} + 1.0)^{0.5}}$$

```
[4]: Hf=Hr.phase_degrees.val  
Hf
```

[4]:

$$57.2957795130823 \operatorname{atan}\left(\frac{49.0\omega}{10.0\omega^2 + 5.0}\right)$$

```
[5]: Hm.plot((0,20));
```



```
[6]: Hm(2).val
```

```
[6]:
```

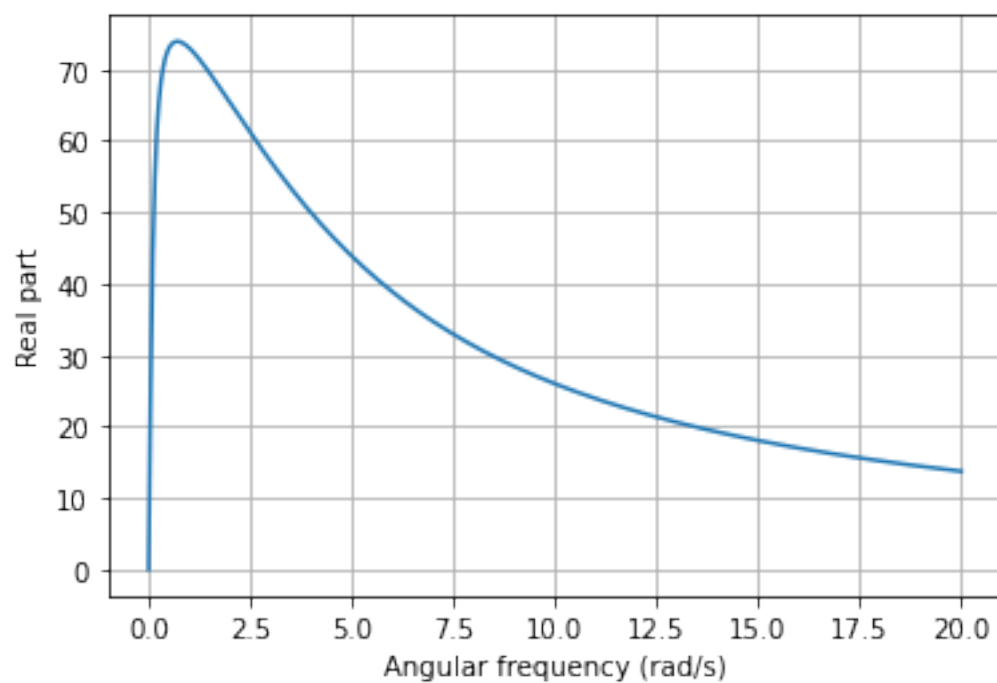
0.371854624912701

```
[7]: Hm(10).val
```

```
[7]:
```

0.894471911241488

```
[8]: Hf.plot((0,20));
```



```
[9]: Hf(2).val
```

```
[9]:
```

65.3361852875364

```
[10]: Hf(10).val
```

```
[10]:
```

25.9921124793945

Exemplo O atrasador ideal

Um atrasador ideal de T segundos é um sistema tal que $y(t) = x(t - T)$. Segundo a propriedade do deslocamento no tempo, $Y(s) = e^{-sT} X(s)$. Portanto, a função de transferência do atrasador ideal de T segundos é $H(s) = e^{-sT}$.

```
[11]: T=symbol('T')
      H=transfer(exp(-s*T))
      Hr=H(jomega)
      Hr
```

```
[11]:
```

$$e^{-jT\omega}$$

```
[12]: Hm=abs(Hr)
      Hm
```

```
[12]:
```

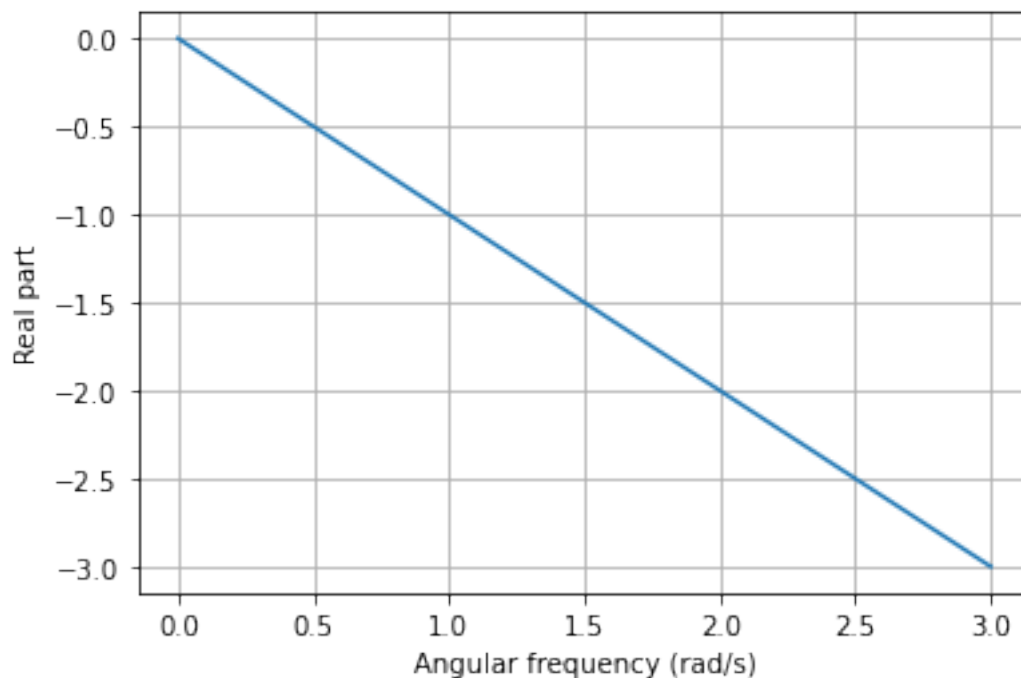
$$1$$

```
[13]: Hf=Hr.angle
      Hf
```

```
[13]:
```

$$\text{atan}_2(-\sin(T\omega), \cos(T\omega))$$

```
[14]: Hf.subs('T',1).plot((0,3));
```



Exemplo O diferenciador ideal

Um diferenciador ideal é um sistema tal que $y(t) = \frac{dx(t)}{dt}$. Segundo a propriedade da derivada temporal, $Y(s) = sX(s)$, e a função de transferência é $H(s) = s$.

```
[15]: H=transfer(s)
      Hr=H(jomega)
      Hr
```

[15]:

$$j\omega$$

```
[16]: Hm=abs(Hr)
      Hm
```

[16]:

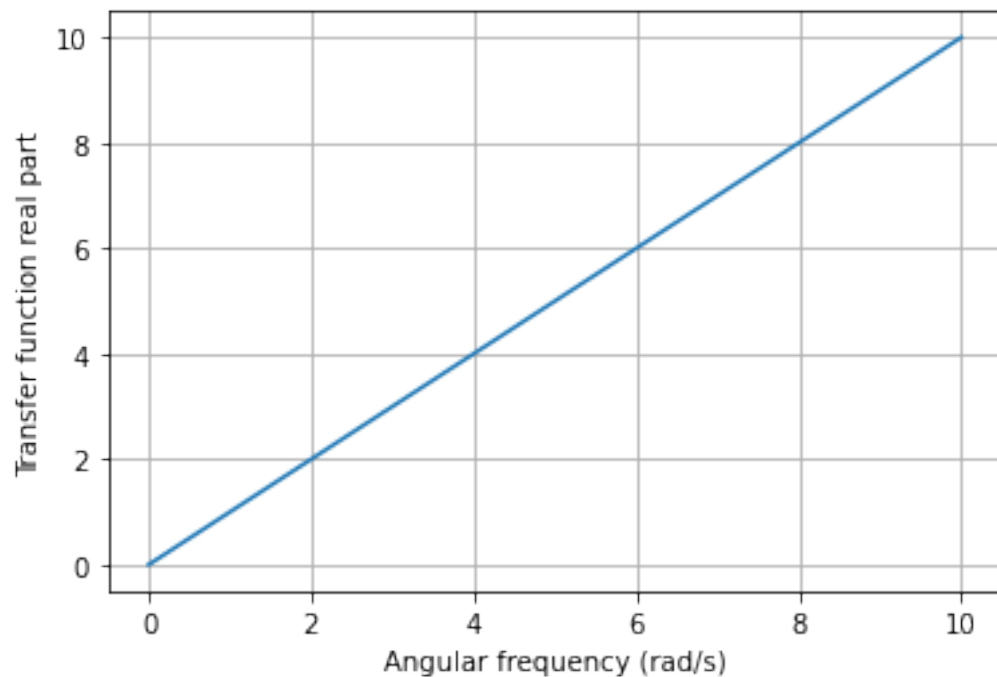
$$|\omega|$$

```
[17]: Hf=Hr.phase
      Hf(6)
```

[17]:

$$\frac{\pi}{2}$$

```
[18]: Hm.plot((0,10));
```



Exemplo O integrador ideal

Para o integrador ideal, $y(t) = \int_0^t x(\tau) d\tau$, e daí, $Y(s) = \frac{X(s)}{s}$. A função de transferência é $H(s) = \frac{1}{s}$.

```
[19]: H=transfer(1/s)
      Hr=H(jomega)
      Hr
```

[19]:

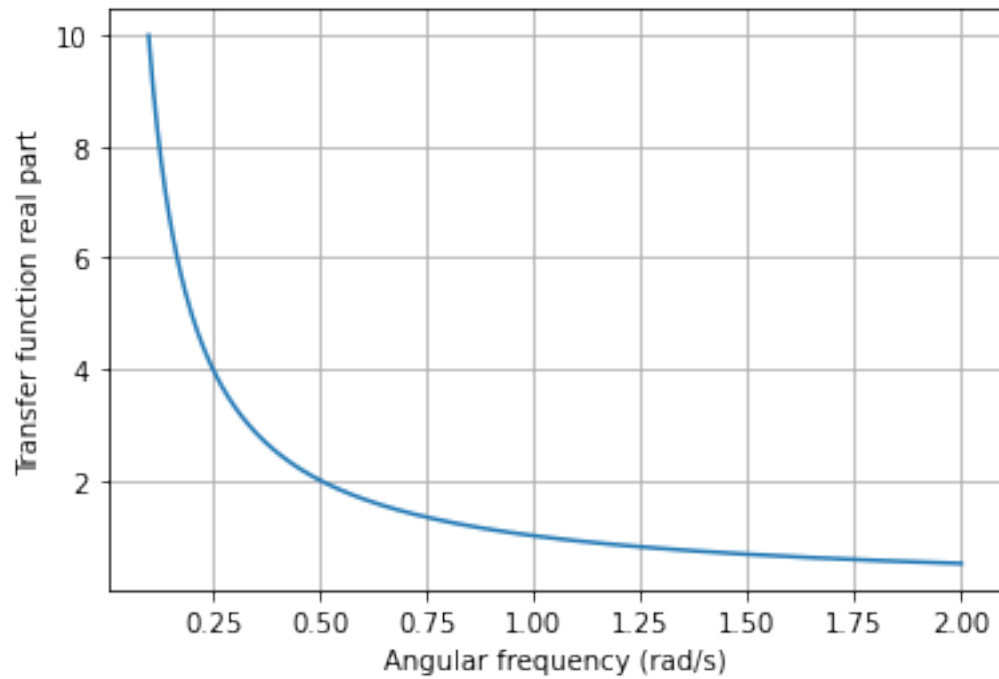
$$-\frac{j}{\omega}$$

```
[20]: Hm=abs(Hr)
      Hm
```

[20]:

$$\frac{1}{\omega}$$

```
[21]: Hm.plot((0.1,2));
```



```
[22]: Hf=Hr.phase
      Hf
```

[22]:

$$-\frac{\pi}{2}$$

1.1.1 A Resposta em Frequência Para Uma Entrada Senoidal Causal é a Resposta em Regime Permanente

Seja um sistema com função de transferência $H(s) = \frac{P(s)}{Q(s)}$ e entrada $x(t) = e^{j\omega t}u(t)$. A resposta no domínio de Laplace é

$$Y(s) = \frac{P(s)}{Q(s)}X(s) = \frac{P(s)}{Q(s)} \frac{1}{s - j\omega}$$

Expandindo a resposta acima em frações parciais, teremos algo como

$$Y(s) = \frac{A_1}{s + s_1} + \frac{A_2}{s + s_2} + \dots + \frac{A_N}{s + s_N} + \frac{A_\omega}{s - j\omega}$$

A transformada inversa de cada um dos primeiros N termos é $A_i e^{-s_i t}$, que amortecem assintoticamente para zero quando $t \rightarrow \infty$. Portanto, em regime permanente temos

$$Y(s) = \frac{A_\omega}{s - j\omega}$$

e finalmente,

$$A_\omega = (s - j\omega)H(s) \frac{1}{(s - j\omega)} \Big|_{s=j\omega} = H(j\omega)$$

e

$$y(t) = H(j\omega)e^{j\omega t}$$