

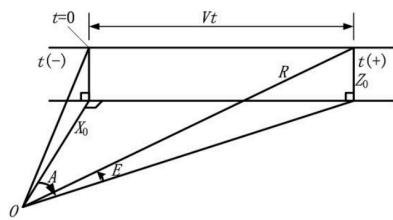
作业2

作者: Costannt

完成时间: 2025年10月23日

1. 参照课件“第6章 控制系统的输入条件分析(1)”中给出的“例1 跟踪直线飞行目标时伺服系统的输入”关于方位角的分析过程, 针对相同的飞行目标, 完成高低角输入信号的分析。(包括角度、角速度、角加速度的解析表达式, 角输入信号的频谱分析。)

解:



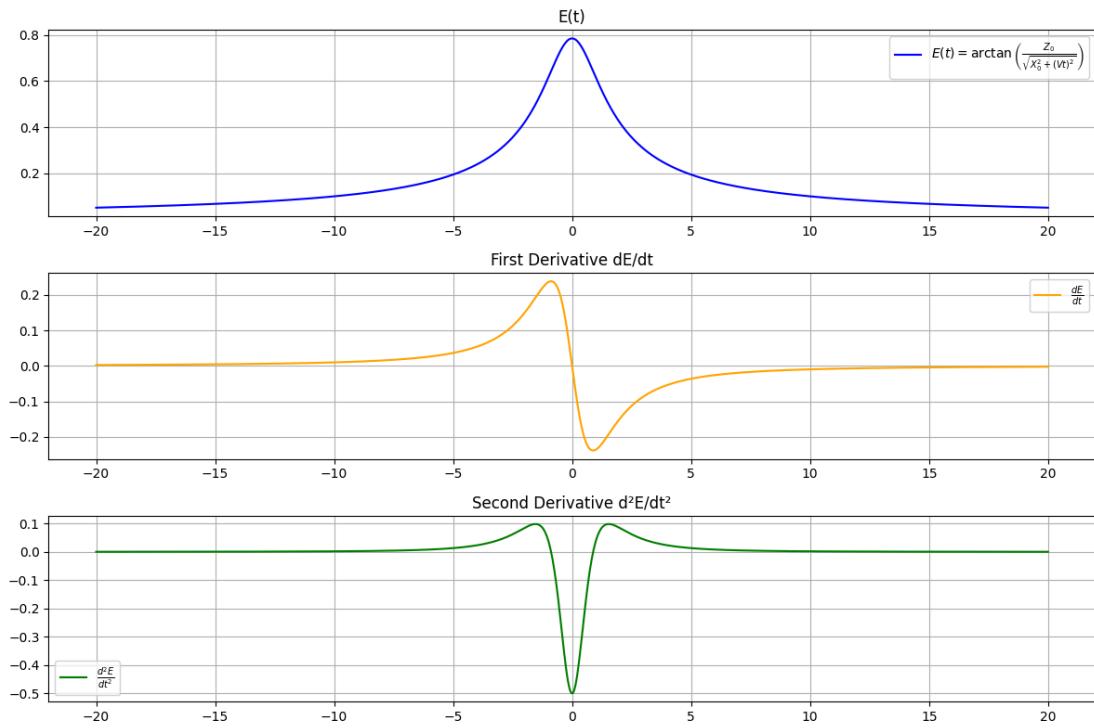
观察几何关系, 由勾股定理可给出:

$$E = \arctan \frac{Z_0}{\sqrt{X_0^2 + (Vt)^2}}$$

进而有:

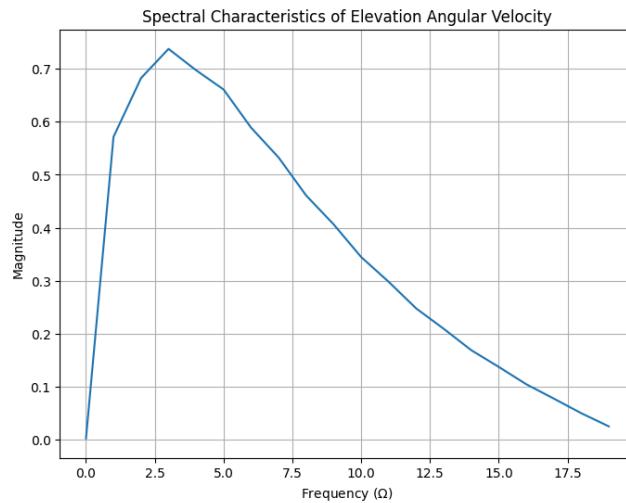
$$\begin{aligned} \frac{dE}{dt} &= -\frac{V^2 Z_0 t}{\sqrt{V^2 t^2 + X_0^2} (V^2 t^2 + X_0^2 + Z_0^2)} = -\frac{V}{Z_0} \sin^2 E \sin A = -\frac{V}{R} \sin E \sin A \\ \frac{d^2 E}{dt^2} &= \frac{V^2 Z_0 [-2V^2 Z_0^2 t^2 + 3V^2 t^2 (V^2 t^2 + X_0^2 + Z_0^2) - (V^2 t^2 + X_0^2) (V^2 t^2 + X_0^2 + Z_0^2)] }{(V^2 t^2 + X_0^2)^{\frac{3}{2}} (V^2 t^2 + X_0^2 + Z_0^2)^2} \\ &= -\frac{V^2}{R^2} \tan E [1 - \sin^2 A (1 + \cos E)] \end{aligned}$$

假定 X_0, Z_0, V 均在国际单位制下取“1”, 则有:



观察发现 $E(t)$ 的表达式发现，通过连续时间傅里叶变换的定义来求取其频谱形式是非常困难的，不妨着手从其速度特性利用离散傅里叶变换进行分析。

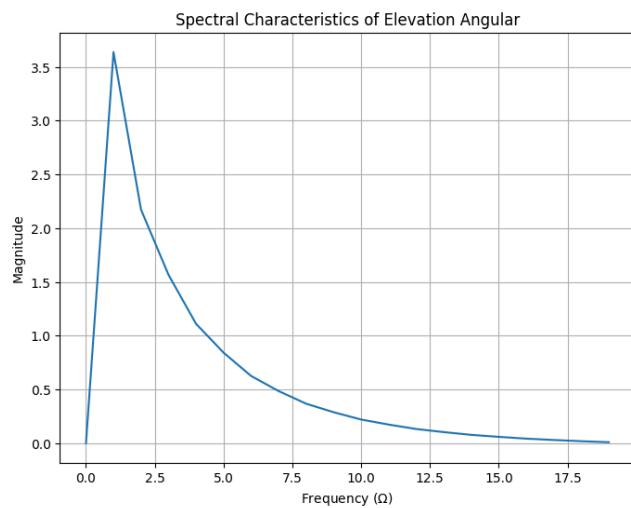
观察上图可发现，在 $\pm 20s$ 外，高度角速度曲线已很接近 0。对这段曲线做离散傅里叶变换。取数据长度 $T = 40s$ ，对应的 $\Omega = \frac{2\pi}{T} \approx 0.1571 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$ 。取 $N = 40$ ，求得 40 点 DFT 后再乘以 $\Delta t = 1s$ 则可得高度角速度曲线的频谱特性如下 $|\dot{E}(j\omega)|$ ：



由：

$$|E(j\omega)| = \frac{|\dot{E}(j\omega)|}{\omega}$$

有：



这样一来，这个高度角信号的频谱分布在：

$$\omega = 18\Omega = 2.82 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$$

以内，或称 0.45Hz 内。

2. 阅读并掌握教材《控制系统设计》中关于离散傅里叶变换 (DFT)、快速傅里叶变换 (FFT) 相关内容，列写 FFT 算法。(上交的作业中只列写算法即可。)

答：

库利-图基 (Cooley-Tukey) 算法

思想是通过分治策略将长度为 N 的 DFT 分解为若干较小规模的 DFT，从而显著降低计算复杂度。

设序列 $f(n)$ ($n = 0, 1, \dots, N - 1$) 的 DFT 定义为：

$$F(k) = \sum_{n=0}^{N-1} f(n) e^{-j2\pi nk/N}, \quad k = 0, 1, \dots, N - 1 \quad (1)$$

直接计算该式需要 $O(N^2)$ 次运算。若当 N 为 2 的整数幂 (即 $N = 2^r$) 时，将原序列按奇偶索引分为两组：

$$\begin{aligned} f_{\text{even}}(m) &= f(2m), \quad m = 0, 1, \dots, N/2 - 1 \\ f_{\text{odd}}(m) &= f(2m + 1), \quad m = 0, 1, \dots, N/2 - 1 \end{aligned}$$

则 DFT 可重写为：

$$\begin{aligned} F(k) &= \sum_{m=0}^{N/2-1} f(2m) e^{-j2\pi(2m)k/N} + \sum_{m=0}^{N/2-1} f(2m + 1) e^{-j2\pi(2m+1)k/N} \\ &= \sum_{m=0}^{N/2-1} f_{\text{even}}(m) e^{-j2\pi mk/(N/2)} + e^{-j2\pi k/N} \sum_{m=0}^{N/2-1} f_{\text{odd}}(m) e^{-j2\pi mk/(N/2)} \\ &= F_{\text{even}}(k) + W_N^k F_{\text{odd}}(k), \quad k = 0, 1, \dots, N - 1 \end{aligned} \quad (2)$$

其中 $W_N = e^{-j2\pi/N}$ 为 N 次单位根。由于 $F_{\text{even}}(k)$ 和 $F_{\text{odd}}(k)$ 均以周期 $N/2$ 重复，因此只需计算 $k = 0, 1, \dots, N/2 - 1$ ，并利用对称性得到另一半：

$$F(k + N/2) = F_{\text{even}}(k) - W_N^k F_{\text{odd}}(k), \quad k = 0, 1, \dots, N/2 - 1 \quad (3)$$

在下一页给出这个算法的伪代码：

Algorithm 1 Radix-2 Cooley-Tukey Fast Fourier Transform (FFT)

Require: Input: complex array $x[0..N - 1]$, where $N = 2^r$ ($r \in \mathbb{Z}^+$)

Ensure: Output: DFT result $X[0..N - 1]$, where $X[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-j2\pi nk/N}$

```
1: // Step 1: Bit-reversal permutation
2: for  $i = 0$  to  $N - 1$  do
3:    $j \leftarrow \text{BITREVERSE}(i, r)$                                  $\triangleright r = \log_2 N$ 
4:   if  $i < j$  then
5:     Swap  $x[i]$  and  $x[j]$ 
6:   end if
7: end for
8: // Step 2: Iterative FFT (butterfly operations)
9: for  $s = 1$  to  $r$  do                                          $\triangleright$  Stage  $s$ , total  $r = \log_2 N$  stages
10:    $m \leftarrow 2^s$                                                $\triangleright$  Current transform length
11:    $w_m \leftarrow e^{-j2\pi/m}$ 
12:   for  $k = 0$  to  $N - 1$  step  $m$  do
13:      $w \leftarrow 1$ 
14:     for  $j = 0$  to  $m/2 - 1$  do
15:        $t \leftarrow w \cdot x[k + j + m/2]$ 
16:        $u \leftarrow x[k + j]$ 
17:        $x[k + j] \leftarrow u + t$ 
18:        $x[k + j + m/2] \leftarrow u - t$ 
19:        $w \leftarrow w \cdot w_m$ 
20:     end for
21:   end for
22: end for
23: return  $x$                                                $\triangleright$  Now  $x$  holds the frequency-domain result  $X$ 
```

3. 单位阶跃信号的 Laplace 为 $1/s$ ，频率特性分析时，能否将 $s = j\omega$ 带入，将结

果 $1/j\omega$ 作为其频谱？为什么？

答：

不能。根据单边拉普拉斯变换的定义：

$$\mathcal{L}[f(t)] = F(s) = \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st} dt, s = \sigma + j\omega \quad (1)$$

将 $s = j\omega$ 代入，相当于认为 (1) 中 $\sigma = 0$ ，但此时其显然不收敛。