噪声标准差的数学推导过程

1 问题描述

在无线通信系统中,接收信号通常受到加性高斯白噪声 (AWGN) 的干扰。为了在高斯过程回归 (GPR) 去噪过程中准确设置噪声水平参数,需要根据已知的信噪比 (SNR) 和接收信号功率计算噪声的标准差。本文详细推导这一计算过程。

2 基本定义与假设

2.1 信号模型

设原始无噪基带信号为复数形式:

$$s[n] = s_I[n] + js_Q[n] \tag{1}$$

其中 $s_I[n]$ 和 $s_Q[n]$ 分别为同相和正交分量,j 为虚数单位。 接收信号受到加性复高斯白噪声的干扰:

$$r[n] = s[n] + w[n] \tag{2}$$

其中 $w[n] = w_I[n] + jw_Q[n]$ 为复高斯白噪声。

2.2 噪声特性假设

对于复高斯白噪声 w[n],其同相分量 $w_I[n]$ 和正交分量 $w_Q[n]$ 具有以下特性:

- 相互独立: $w_I[n] \perp w_Q[n]$
- 零均值: $\mathbb{E}[w_I[n]] = \mathbb{E}[w_Q[n]] = 0$
- 等方差: $Var(w_I[n]) = Var(w_Q[n]) = \sigma_n^2$
- 高斯分布: $w_I[n], w_Q[n] \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$

因此,复高斯白噪声可表示为:

$$w[n] \sim \mathcal{CN}(0, \sigma_n^2)$$
 (3)

3 功率关系推导

3.1 功率定义

原始信号功率定义为:

$$P_s = \mathbb{E}[|s[n]|^2] = \mathbb{E}[s_I[n]^2 + s_Q[n]^2]$$
(4)

噪声功率定义为:

$$P_w = \mathbb{E}[|w[n]|^2] = \mathbb{E}[w_I[n]^2 + w_Q[n]^2] \tag{5}$$

接收信号功率定义为:

$$P_r = \mathbb{E}[|r[n]|^2] = \mathbb{E}[r_I[n]^2 + r_Q[n]^2] \tag{6}$$

3.2 噪声功率与方差的关系推导

根据噪声的统计特性,噪声功率可以展开为:

$$P_w = \mathbb{E}[|w[n]|^2] \tag{7}$$

$$= \mathbb{E}[(w_I[n] + jw_Q[n])(w_I[n] - jw_Q[n])] \tag{8}$$

$$= \mathbb{E}[w_I[n]^2 + w_O[n]^2] \tag{9}$$

$$= \mathbb{E}[w_I[n]^2] + \mathbb{E}[w_Q[n]^2] \tag{10}$$

由于 $w_I[n] \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$, 有:

$$\mathbb{E}[w_I[n]^2] = \text{Var}(w_I[n]) + (\mathbb{E}[w_I[n]])^2 = \sigma_n^2 + 0^2 = \sigma_n^2$$
(11)

同理,对于 $w_O[n] \sim \mathcal{N}(0, \sigma_n^2)$:

$$\mathbb{E}[w_Q[n]^2] = \sigma_n^2 \tag{12}$$

因此,噪声功率与分量方差的关系为:

$$P_w = \sigma_n^2 + \sigma_n^2 = 2\sigma_n^2 \tag{13}$$

由此可得单个分量的噪声方差:

$$\sigma_n^2 = \frac{P_w}{2} \tag{14}$$

噪声标准差为:

$$\sigma_n = \sqrt{\frac{P_w}{2}} \tag{15}$$

4 基于 SNR 的噪声功率计算

4.1 信噪比定义

信噪比 (SNR) 定义为信号功率与噪声功率的比值:

$$SNR_{linear} = \frac{P_s}{P_w} \tag{16}$$

对应的分贝值为:

$$SNR_{dB} = 10 \log_{10}(SNR_{linear}) = 10 \log_{10} \left(\frac{P_s}{P_w}\right)$$
(17)

由分贝定义可得线性 SNR:

$$SNR_{linear} = 10^{SNR_{dB}/10}$$
 (18)

4.2 总功率关系

假设信号与噪声不相关,即 $\mathbb{E}[s[n]w^*[n]] = 0$,则接收信号的总功率为:

$$P_r = \mathbb{E}[|r[n]|^2] \tag{19}$$

$$= \mathbb{E}[|s[n] + w[n]|^2] \tag{20}$$

$$= \mathbb{E}[(s[n] + w[n])(s[n] + w[n])^*] \tag{21}$$

$$= \mathbb{E}[s[n]s^*[n] + s[n]w^*[n] + w[n]s^*[n] + w[n]w^*[n]] \tag{22}$$

$$= \mathbb{E}[|s[n]|^2] + \mathbb{E}[s[n]w^*[n]] + \mathbb{E}[w[n]s^*[n]] + \mathbb{E}[|w[n]|^2]$$
(23)

$$= P_s + 0 + 0 + P_w \tag{24}$$

$$=P_s+P_w\tag{25}$$

4.3 噪声功率的显式表达

从 SNR 定义可得:

$$P_s = \text{SNR}_{\text{linear}} \cdot P_w \tag{26}$$

将此关系代入总功率方程:

$$P_r = P_s + P_w \tag{27}$$

$$= SNR_{linear} \cdot P_w + P_w \tag{28}$$

$$= P_w(SNR_{linear} + 1) \tag{29}$$

解出噪声功率:

$$P_w = \frac{P_r}{\text{SNR}_{\text{linear}} + 1} \tag{30}$$

将线性 SNR 表达式代入:

$$P_w = \frac{P_r}{10^{\text{SNR}_{\text{dB}}/10} + 1} \tag{31}$$

5 最终的噪声标准差公式

将噪声功率表达式代入噪声标准差公式:

$$\sigma_n = \sqrt{\frac{P_w}{2}} = \sqrt{\frac{P_r}{2(10^{\text{SNR}_{dB}/10} + 1)}}$$
 (32)

5.1 实际计算中的接收功率估计

在实际应用中,接收信号功率 P_r 通过有限样本估计:

$$\hat{P}_r = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} |r[k]|^2 = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} (r_I[k]^2 + r_Q[k]^2)$$
(33)

其中 M 为样本数量, $r[k] = r_I[k] + jr_Q[k]$ 为第 k 个接收样本。 因此,实际使用的噪声标准差估计为:

$$\hat{\sigma}_n = \sqrt{\frac{\hat{P}_r}{2(10^{\text{SNR}_{dB}/10} + 1)}} \tag{34}$$

6 应用于高斯过程回归

在 GPR 模型中,噪声水平参数 α 设置为单个分量的噪声方差:

$$\alpha = \sigma_n^2 = \frac{P_w}{2} = \frac{P_r}{2(10^{\text{SNR}_{\text{dB}}/10} + 1)}$$
 (35)

这个参数被加入到 GPR 的协方差矩阵对角线上,用于建模观测噪声:

$$K_{noise} = K(X, X) + \alpha I \tag{36}$$

其中 K(X,X) 为核函数矩阵, I 为单位矩阵。

7 数值验证示例

假设已知条件:

• 接收信号功率: $P_r = 1.0$

• 信噪比: SNR_{dB} = 0 dB

计算过程:

$$SNR_{linear} = 10^{0/10} = 1$$
 (37)

$$P_w = \frac{1.0}{1+1} = 0.5 \tag{38}$$

$$\sigma_n^2 = \frac{0.5}{2} = 0.25 \tag{39}$$

$$\sigma_n = \sqrt{0.25} = 0.5 \tag{40}$$

验证: 原始信号功率 $P_s=\mathrm{SNR}_{\mathrm{linear}}\times P_w=1\times 0.5=0.5,$ 总功率 $P_s+P_w=0.5+0.5=1.0=P_r$

8 结论

通过严格的数学推导,我们得到了噪声标准差的完整计算公式:

$$\sigma_n = \sqrt{\frac{P_r}{2(10^{\text{SNR}_{\text{dB}}/10} + 1)}}$$
 (41)

这个公式在 GPR 去噪算法中用于准确估计噪声水平,是整个自适应去噪方法的理论基础。