量化误差分析

Sensetime HPC Group

定义

• 为了研究方便,我们假定: $x_i \sim N(0,1)$ 且独立同分布

• 我们定义量化函数
$$Q(x,s)=\begin{cases} [\frac{x}{s}], & else \\ 127, \frac{x}{s}>127.5 & , 额外定义截断值 $c=s*127.5 \\ -127, \frac{x}{s}<-127.5 \end{cases}$$$

- 我们定义反量化函数 DQ(x,s) = x * s
- 我们定义x的量化值为 $x'(s) \triangleq DQ(Q(x,s),s)$

$$\bullet \ L_{MSE} = \frac{\sum_{i} (x_i - x_i')^2}{N}$$

$$\bullet \ L_{N/S} = \frac{\sum_{i} \frac{(x_i - x_i')^2}{x_i^2}}{N}$$

量化误差分析 - Bernard Widrow公式

$$E\{L_{MSE}\} = (x-c)^{2} P_{1}(x) - 2((x-c)P_{2}(x) - P_{3}(x)) \Big|_{c+\frac{S}{2}}^{inf} + (x+c)^{2} P_{1}(x) - 2((x+c)P_{2}(x) - P_{3}(x)) \Big|_{-inf}^{-c-\frac{S}{2}} + (P_{1}(c+\frac{S}{2}) - P_{1}(-c-\frac{S}{2})) \frac{s^{2}}{12}$$

- 该等式是量化核心成果之一, 该等式表明了量化误差是正负截断误差与表示误差的累计和。
- 对于高斯分布而言,截断误差随着截断值增长而指数级收敛;表示误差随着截断值增长而增长,增长速度为二次方级。
- 在截断值不变的情况下,表示误差随scale的增长而增长,增长速度为二次方级。

向前延伸一步: 网络中的误差

考虑一个单层无激活的网络

$$Y = W_1 X + b_1$$

其中 Y 是网络输出结果,不失一般性我们说 $Y \in R^{K*K}$ $W_i \in R^{K*K}$ 是网络权重 $b_i \in R^K$ 为网络偏置项

量化误差的表示形式

考虑该网络的量化形式:

$$Y = W_1 X + b_1$$

引入量化函数f(x,s)

$$Y' = f(W_1, s_{W_1}) f(X, s_X) + b_1$$

我们引入量化函数
$$f(x,s) = \begin{cases} \left[\frac{x}{s}\right]s, & else \\ 127s, \frac{x}{s} > 127.5 \\ -127s, \frac{x}{s} < -127.5 \end{cases}$$

量化误差的表示形式

考虑该网络的量化形式:

$$Y = W_1 X + b_1$$

引入量化函数f(x,s)

$$Y' = f(W_1, s_{W_1}) f(X, s_X) + b_1$$

引入量化误差项 E_{W_1} , E_X , 令 $f(W_1, s_{W_1}) - E_{W_1} = W_1$

$$Y' = (W_1 + E_{W_1})(X + E_X) + b_1$$

量化误差的分布

$$Y' = (W_1 + E_{W_1})(X + E_X) + b_1$$

有以下结论:

 E_{W_1} 的分布取决于截断值的选取,取最大最小值截断时,服从 $[\frac{-s}{2},\frac{s}{2}]$ 上的均匀分布 $\mathbb{R} \mathbf{k} - \sigma$ 截断时,绝大部分误差服从 $[\frac{-s}{2},\frac{s}{2}]$ 上的均匀分布,剩下的部分服从高斯分布。

问题: E_Y 是怎样的分布,与 E_{W_1} , E_X 之间存在怎样的关系

输出误差从何而来?

$$Y' = (W_1 + E_{W_1})(X + E_X) + b_1$$

问题: E_Y 是怎样的分布,与 E_{W_1} , E_X 之间存在怎样的关系

$$E_Y = (Y' - Y)$$

输出误差从何而来?

$$Y' = (W_1 + E_{W_1})(X + E_X) + b_1$$

问题: E_Y 是怎样的分布,与 E_{W_1} , E_X 之间存在怎样的关系

$$E_{Y} = (Y' - Y)$$

$$Y' = (W_{1} + E_{W_{1}})(X + E_{X}) + b_{1}$$

$$Y' = W_{1}X + E_{W_{1}}X + E_{X}W_{1} + E_{X}E_{W_{1}} + b_{1}$$

$$E_{Y} = (E_{W_{1}}X + E_{X}E_{W_{1}}) + E_{X}W_{1}$$

$$E_{Y} = E_{W_{1}}X' + E_{X}W_{1}$$

量化误差的正态性

$$E_Y = E_{W_1} X' + E_X W_1$$

量化误差 = 权重误差 * 量化输入 + 输入误差 * 权重

$$E_{W_1}X' = \begin{bmatrix} E_{11} & E_{12} \\ E_{21} & E_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X'_{11} & X'_{12} \\ X'_{21} & X'_{22} \end{bmatrix}$$

$$(E_{W_1}X')_{11} = \sum_i E_{1i} * X'_{i1}$$

量化误差的正态性

$$(E_{W_1}X')_{11} = \sum_i E_{1i} * X'_{i1}$$

当 E_{1i} , X'_{i1} 独立,且 E_{W_1} 与X'中的元素独立同分布,则根据中心极限定理可得:

$$(E_{W_1}X') \sim N(\mu_{E_{W_1}X'}, n\sigma_{E_{W_1}}^2\sigma_{X'}^2)$$

注意适用条件: E_{W_1} X'中的元素独立同分布, 且求和量足够多

中心极限定理不适用的情况

1. 网络宽度过低

depthwise 中参与求和的量太少,不适用中心极限定理研究量化噪声的分布。 量化噪声的分布不会稳定收敛于高斯分布。

2. 数值分布不满足假设

RepVGG 类的网络存在将多个卷积的参数合并到一个卷积内的操作。

这导致 E_{W_1} , X' 等矩阵的元素不满足独立同分布的假设。

零均值量化误差

$$E_Y = E_{W_1} X' + E_X W_1$$

$$(E_{W_1}X') \sim N(\mu_{E_{W_1}X'}, n\sigma_{E_{W_1}}^2\sigma_{X'}^2)$$

$$(E_XW_1)\sim N(\mu_{E_XW_1}, n\sigma_{E_X}^2\sigma_{W_1}^2)$$

为了取得良好的量化效果,引入一个直流项 bias,使得 Ey均值为0

$$E_Y = E_{W_1}X' + E_XW_1 + bias$$

这一方法也叫作 Bias Correction

误差方差分解

$$E_Y = E_{W_1} X' + E_X W_1$$

$$D\{E_Y\} = D\{E_{W_1}X' + E_XW_1\}$$

$$D\{E_Y\} = D\{E_{W_1}X'\} + D\{E_XW_1\} + COV(E_{W_1}X', E_XW_1)$$

信号误差期望

$$D\{E_Y\} = D\{E_{W_1}X'\} + D\{E_XW_1\} + COV(E_{W_1}X', E_XW_1)$$

$$\sigma_{Y}^{2} = n \sigma_{E_{X}}^{2} \sigma_{W_{1}}^{2} + n \sigma_{E_{W_{1}}}^{2} \sigma_{X'}^{2} + COV(E_{W_{1}}X', E_{X}W_{1})$$

$$E\{SNR\} = \sum_{i} \frac{(Y_{i} - Y_{i}')^{2}}{NY_{i}^{2}} = \frac{\frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_{E_{Y}}} \int_{-inf}^{inf} u^{2} e^{\frac{u^{2}}{2\sigma_{E_{Y}}^{2}}} du}{\frac{1}{\sqrt{2\pi}\sigma_{Y}} \int_{-inf}^{inf} v^{2} e^{\frac{(v - \mu_{v})^{2}}{2\sigma_{Y}^{2}}} dv} = \frac{\sigma_{E_{Y}}^{2}}{\sigma_{Y}^{2} + \mu_{Y}^{2}}$$

引入激活函数

$$Y' = (W_1 + E_{W_1})(X + E_X) + b_1$$

是一个单层网络,考虑将结论扩展到多层,补入激活函数,得

$$Y_n' = u((W_1 + E_{W_n})(Y_{n-1} + E_{Y_{n-1}}) + b_n)$$

$$\sigma_{E_{Y_n}}^2 = v(n\sigma_{E_{Y_{n-1}}}^2\sigma_{W_n}^2 + n\sigma_{E_{W_n}}^2\sigma_{Y_{n-1}}^2 + COV(E_{W_n}Y_{n-1}', E_{Y_{n-1}}W_n))$$

误差传播公式 - 1

Immediate Error

$$\sigma_{E_{Y_n}}^2 = v(n\sigma_{E_{Y_{n-1}}}^2\sigma_{W_n}^2 + n\sigma_{E_{W_n}}^2\sigma_{Y_{n-1}}^2 + COV(E_{W_n}Y_{n-1}', E_{Y_{n-1}}W_n))$$

Accumulated Error

Cross Term

$$\sigma_{E_{Y_n}}^2 = v(n\sigma_{E_{Y_{n-1}}}^2\sigma_{W_n}^2 + n\sigma_{E_{W_n}}^2\sigma_{Y_{n-1}}^2 + COV(E_{W_n}Y_{n-1}', E_{Y_{n-1}}W_n))$$

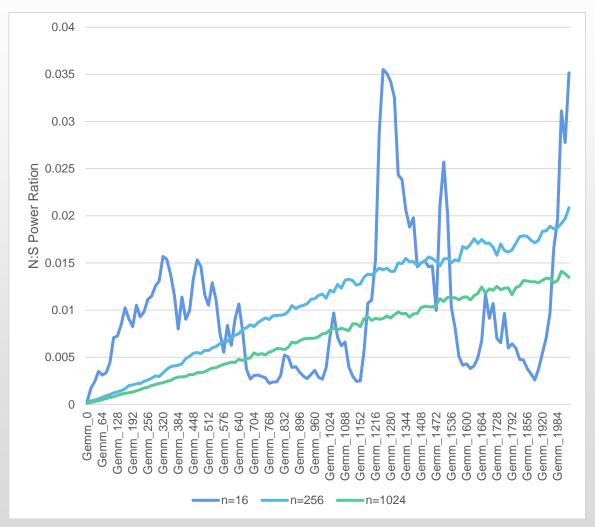
由网络结构决定

定义一连续网络结构:

$$Y_n' = u((W_1 + E_{W_n})(Y_{n-1} + E_{Y_{n-1}}) + b_n)$$

共计128层, 定义参数k为每一层的神经元数量(网络宽度), 定义u为激活函数。

额外地,我们将每一层的 Y_n 归一化,即进行 $Y_n = \frac{Y_n - \mu_{Y_n}}{\sigma_{Y_n}}$



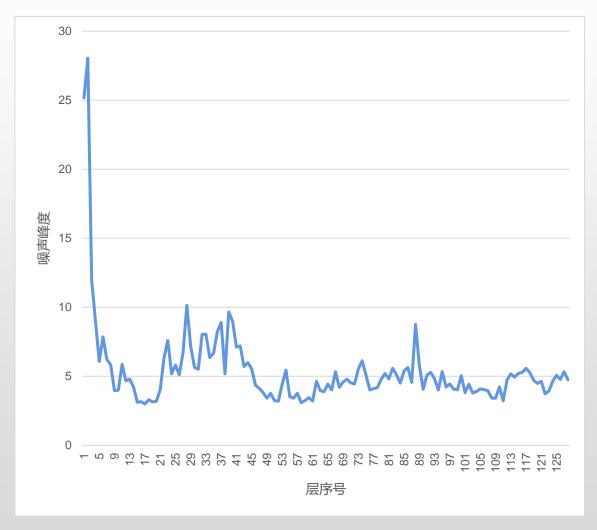
左图讨论了 n 对误差传播的影响,可以得到如下结论:

1. 在没有激活函数时,网络误差传播是线性的, $n\sigma_{W_n}^2=1$

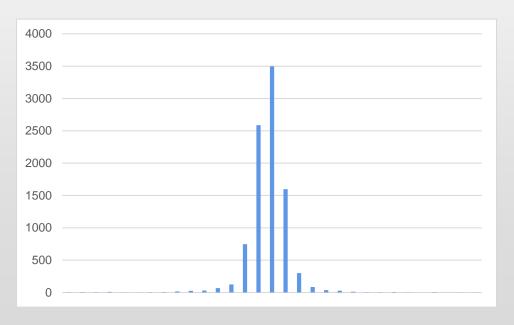
也就是说量化误差随着层数增加而线性增长

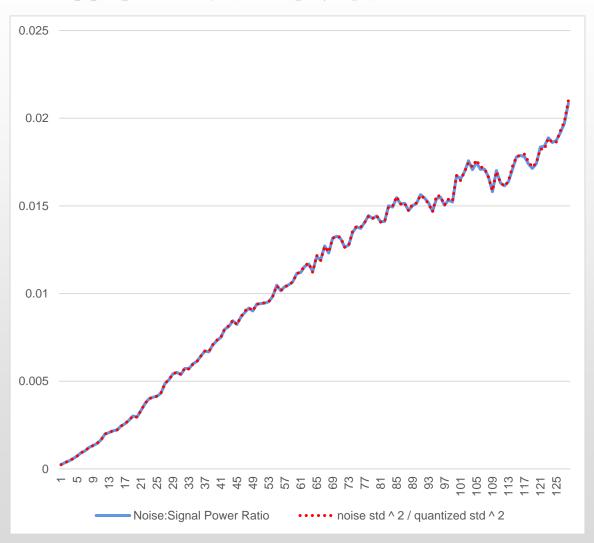
2. n过小则误差不稳定

3. 网络越宽,则局部量化误差越小



随着层数增长,量化噪声趋于统计意义上的高斯分布。左图展示了随着层数增长,噪声分布的峰度变化情况。下图则展示了第一层时的噪声分布直方图:





进一步地,我们考察

$$E\{SNR\} = \frac{\sigma_{E_Y}^2}{\sigma_Y^2 + \mu_Y^2}$$

实际的 SNR 情况与分析情况完全一致

总结:

- 1. 在没有激活函数时,且权重分布均匀时($n\sigma_{W_n}^2=1$),网络误差传播是线性的, 量化误差随着层数增加而 线性增长。
- 2. 网络越宽,则局部量化误差越小
- 3. 量化噪声随层数增长而趋近于高斯分布

4.
$$E\{SNR\} = \frac{\sigma_{E_Y}^2}{\sigma_Y^2 + \mu_Y^2}$$

思考为什么 $n\sigma_{W_n}^2 = 1$

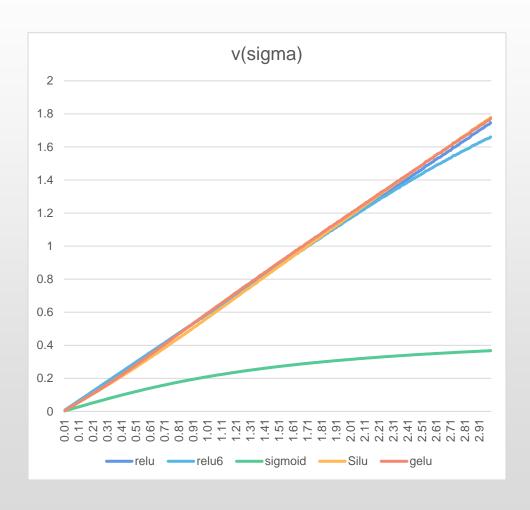
激活函数的影响

$$Y_n' = \mathbf{u}(x \sim N(0, \sigma))$$

$$\sigma_{E_{Y_n}}^2 = v(\sigma)$$

$$v(\sigma) = \int_{-inf}^{inf} (u(x) - \mu')^2 p(x) dx = \int_{-inf}^{inf} (u(x) - \int_{-inf}^{inf} u(x) p(x) dx)^2 p(x) dx$$

最优量化激活函数



思考:

• 左图展示了 $\sigma' = v(\sigma)$ 的函数关系,但我们要求的是:

$$E\{SNR\} = \frac{\sigma'_{E_Y}^2}{\sigma'_Y^2 + \mu_Y^2}$$

• 什么样的激活函数能够使得噪声影响降低?

A.
$$y = clip([\frac{x*128}{6}] * \frac{6}{128}, 0, 6)$$

B.
$$y = x^2$$

C.
$$y = sigmoid(x)$$

$$D. y = x$$

最优量化激活函数

