

Недостатком алгоритмов (2.29) и (2.30) является то, что надо знать априорные вероятности гипотез p_k , $k = \overline{1:m}$.

2.2.3. Критерий максимального отношения правдоподобия.

Приемник регистрирует сигнал $S_k(t)$, если

$$A_{ko}(\vec{y}_n) = \max_k \quad (2.31)$$

Индекс «0» - нулевая гипотеза H_0 о действии только шума.

Если априорные вероятности гипотез H_k равны, т.е. $P(H_k) = \frac{1}{m}$, $k = \overline{1:m} \Rightarrow$ критерий максимального отношения правдоподобия совпадает с критерием идеального наблюдения.

2.2.4. Оптимальные алгоритмы приема при полностью известных сигналах (когерентный прием) на фоне аддитивного ГБШ.

Рассмотрим модель приходящего сигнала: $y_i = S_{ki} + \eta_i$, $i = \overline{1:n}$, - дискретное время, сигналы S_{ki} - известны η_i - шум. Неизвестны реализация помехи η_i и индекс k переданного сигнала, который должна определить решающая схема.

Запишем отношение правдоподобия: $A_{kl}(\vec{y}_n) = \frac{w(\vec{y}_n / H_k)}{w(\vec{y}_n / H_l)}$, где $w(\vec{y}_n / H_k)$ - многомерная гауссовская ФПВ выборки \vec{y}_n при условии действия гипотезы H_k .

Т.к. шум η_i - белый \Rightarrow выборка \vec{y}_n независимая, тогда $w(\vec{y}_n / H_k)$

факторизуется: $w(\vec{y}_n / H_k) = \prod_{i=1}^n w(y_i / H_k) = \frac{1}{(\sqrt{2\pi}\sigma_\eta)^n} \exp\left(-\sum_{i=1}^n \frac{(y_i - S_{ki})^2}{2\sigma_\eta^2}\right)$. В

этом случае отношение правдоподобия приводится к виду:

$$A_{kl}(\vec{y}_n) = \exp\left(-\sum_{i=1}^n \frac{(y_i - S_{ki})^2}{2\sigma_\eta^2} + \sum_{i=1}^n \frac{(y_i - S_{li})^2}{2\sigma_\eta^2}\right).$$

Далее возьмем от левой и правой части данного выражения функцию натурального логарифма: