

Ю. В. ЩЕРБИНА

**АДАПТИВНЫЙ АЛГОРИТМ ПРИЕМА ДИСКРЕТНЫХ СИГНАЛОВ  
НА ФОНЕ АДДИТИВНЫХ ПОМЕХ**

Оптимальные методы приема дискретных сигналов на фоне аддитивных помех достаточно хорошо разработаны для случая априорно известных законов распределения сигнала и шума в предположении, что значения их параметров в процессе приема остаются неизменными [1]. Однако в реальных каналах связи условия приема постоянно изменяются во времени и получение аналитических видов распределений сигнала и шума представляет собой сложную задачу.

Обычно эта проблема решается путем выбора оптимального значения порога  $u_0$ , относительно которого принимается решение о значении каждого принимаемого символа для некоторых фиксированных условий приема, а возникающие при этом ошибки исправляются вследствие корректирующей способности кода. В этом случае процедуры демодуляции и декодирования между собой не связаны, что определяет простоту устройств, реализующих такие алгоритмы, но снижает помехоустойчивость приема сообщений.

Объединив эти процедуры, можно в значительной степени повысить достоверность приема сообщений, так как при этом вся энергия принятого сигнала используется объединенной решающей схемой.

Рассмотрим случай, когда сигнал, соответствующий единичному символу, уровень которого равен  $a$ , передается на фоне аддитивной помехи с нормальным распределением и средним значением, равным нулю. Плотности распределения вероятностей  $\omega(u/1)$ ,  $\omega(u/0)$ , характеризующие прием элементов 1, 0, имеют вид

$$\omega(u/1) = \frac{1}{\sigma \sqrt{2\pi}} \exp \left\{ -\frac{(u-a)^2}{2\sigma^2} \right\}, \quad (1)$$

$$\omega(u/0) = \frac{1}{\sigma \sqrt{2\pi}} \exp \left\{ -\frac{u^2}{2\sigma^2} \right\},$$

где  $\sigma$  — среднее квадратическое значение помехи;  $u$  — мгновенное значение принимаемого сигнала.

При использовании критерия идеального наблюдателя пороговое значение отношения правдоподобия  $\lambda_0 = p(0)/p(1)$ , где  $p(1)$ ,  $p(0)$  — априорные вероятности, соответствующие приему элементов 1, 0, а его текущее значение определяется отношением плотностей распределения вероятностей [1]  $\lambda = \varphi(u/1)\omega(u/0)$  (2). Оптимальное значение порога  $u_0$ , которое можно получить из выражений (1), (2) имеет вид  $u_0 = (\sigma^2/a) \ln \lambda_0 + a/2$ .

В процессе приема значения  $u_0$  не постоянно. Это объясняется тем, что в реальных каналах связи имеет место замирание сигнала, вызывающее медленное изменение во времени параметра  $a$ . Кроме того, из-за нестационарности источника передаваемой информации пороговое значение  $\lambda_0$  так же изменяется относительно некоторого среднего значения.

В работе [2] описан адаптивный алгоритм, позволяющий производить коррекцию порога  $u_0$  в зависимости от колебаний значения  $\lambda_0$  путем подсчета количества единичных и нулевых символов, принимаемых на длине зачетного интервала  $N$ , с последующим сравнением его с эталонным значением. Получаемые таким образом оценки априорных вероятностей передаваемых символов  $P(0)$ ,  $P(1)$  позволяют косвенно судить о текущем значении  $\lambda_0$  и соответствующим образом корректировать уровень порога  $u_0$ . Однако колебания среднего значения сигнала  $a$  в данном алгоритме не учитываются и это является его серьезным недостатком.

Этот недостаток можно в значительной степени устранить, если для коррекции порога  $u_0$  использовать статистические данные о характере ошибок исправляемым кодом. Вероятность ошибочного приема элементарного символа определяется выражением [1]  $p_{\text{ош}} = \alpha p(0) + \beta p(1)$  (3), где  $\alpha$ ,  $\beta$  — вероятность «ложной тревоги» и «пропуска сигнала» соответственно. Отклонение оптимального порога в меньшую сторону вызывает рост вероятности «пропуска сигнала», отклонение в большую сторону — увеличение вероятности «ложной тревоги», что снижает достоверность приема информации в целом.

Если кратность ошибок не превышает корректирующей способности кода, то оценки вероятностей «ложной тревоги» и «пропуска сигнала» можно получать как отношение числа переходов символов из 0 в 1 и наоборот к длине зачетного интервала, на котором они определяются:

$$P(\alpha) = \frac{\sum_{i=0}^{\frac{d+1}{2}} \frac{\nu_i}{n}}{m}; \quad P(\beta) = \frac{\sum_{i=0}^{\frac{d+1}{2}} \frac{\mu_i}{n}}{m},$$

где  $\nu_i, \mu_i$  — количество «ложных тревог» и «пропусков сигналов» в  $n$ -разрядной кодовой комбинации;  $m$  — количество анализируемых кодовых комбинаций;  $d$  — кодовое расстояние применяемого кода.

Точность оценок  $P(\alpha), P(\beta)$  зависит от длины зачетного интервала  $N = mn$ , ее можно оценить опытным путем по методике, описанной в работе [3].

Изменение вероятностей «ложной тревоги» и «пропуска сигнала» при отклонении оптимального значения порога от своего первоначального значения на  $\Delta u$  определяется выражениями

$$\Delta\alpha = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \int_{u_0}^{u_0 - \Delta u} \exp\left\{-\frac{u^2}{2\sigma^2}\right\} du; \quad (4)$$

$$\Delta\beta = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} \int_{u_0}^{u_0 + \Delta u} \exp\left\{-\frac{(u-a)^2}{2\sigma^2}\right\} du.$$

Таким образом, пользуясь выражениями (4), расчетным путем устанавливаем однозначное соответствие между приращениями оценок  $P(\alpha), P(\beta)$  и приращением  $\Delta u$ , на которое необходимо изменить значение  $u_0$  для того, чтобы вероятность ошибочного приема элементарного символа  $p_{ош}$  не вышла за пределы корректирующей способности применяемого кода.

Рассмотренный алгоритм можно применять для широкого класса систем передачи информации, использующих различные типы кодов при коррекции ошибок. В этом случае сложность устройств несколько возрастает из-за необходимости введения дополнительных объемов памяти для запоминания статистических данных о характере исправляемых ошибок. Однако его несомненным достоинством является учет медленных изменений всех параметров, влияющих на оптимальное значение порога  $u_0$  в процессе приема.

**Список литературы:** 1. Кузьмин И. В., Кедров В. А. Основы теории информации и кодирования.— К.: Вища шк. Головное изд-во, 1977.— 280 с. 2. А. с. 658764 СССР. Устройство автоматической уставки оптимальных соотношений между напряжением порога и двоичного сигнала / Д. А. Судник // Бюл. изобрет.— 1979, № 15.— С. 240. 3. Яглом А. М., Яглом И. М. Вероятность и информация.— М.: Наука, 1973.— 512 с.

Поступила в редколлегию 09.12.85.