

Абарона кадаванага сігналу ад перахопу

А. І. Міцюхін

Беларускі дзяржаўны ўніверсітэт інфарматыкі і радыёэлектронікі,

Інстытут інфармацыйных тэхналогій, Мінск, Беларусь

mityuhin@bsuir.by

У артыкуле аналізуюцца неабходныя характарыстыкі сістэмы сувязі, якія павышаюць ўзровень памехаабароненасці і утойлівасці.

Ключевые слова: сувязь, памехаабароненасць, радыёўціск, кадаванне, белы шум, памылка, імавернасць, нявызначанасць.

У спецыяльных сістэмах сувязі найважнейшае значэнне маюць такія характарыстыкі як памехаабароненасць і ўтойлівасць работы. Гэта абумоўліваецца тым, што такія сістэмы павінны працаваць у каналах з актыўным радыёсупрацівам (радыёэлектронным ўціскам) і радыётэхнічнай выведкай з мэтай выяўлення сігналу, вызначэння структуры сігналу і дэкадавання інфармацыі, якая перадаецца.

Сродкам радыёўціску перашкаджае памехаабароненасць работы сістэмы сувязі. Паспяховым дзеяннем радыёперахопу перашкаджае утойлівая работа сістэмы. У артыкуле аналізуюцца неабходныя характарыстыкі сістэмы сувязі, якія павышаюць ўзровень памехаабароненасці і утойлівасці.

Вядома, што павышэнне надзейнасці сувязі вырашаецца за кошт выкарыстання метаду пашырэння спектру інфармацыйнага сігналу (Ипатов, 2007), кадавання інфармацыі кодам, статыстычныя і спектральныя характарыстыкі, якога набліжаюцца да характарыстык фонавага выпраменьвання тыпу белага шуму. На мал. 1 паказана матэматычная мадэль канала, па якім перадаецца i -е кадаванае паведамленне $X^i, i = 1, \dots, n, M, M$ — магутнасць мноства $\{X\}$. Кодар фарміруе словы $[n, M, d_{\min}]$ -кода даўжынёй n знакаў; $d_{\min} = 2t + 1$ — мінімальная адлегласць Хэмінга, t — кратнасць памылак, выпраўленых кодам; ДСК — двайковы сіметрычны канал (канал перахопу). Код можа выпраўляць t памылак. Як у асноўным канале, так і ў канале перахопу фарміруецца адытыўная сумесь (вектар) віду

$$Y = X + E,$$

дзе $E = (e_0, \dots, e_{n-1})$ — выпадковы вектар памылак (шумаваы вектар), $X = (x_0, \dots, x_{n-1}), Y = (y_0, \dots, y_{n-1})$.

Мяркуюцца, што ў канале перахопу апрыёры могуць быць вядомымі алгарытмы кадавання-дэкадавання. Прымаем, што імавернасці $\{P^1, \dots, P^M\}$ фарміравання кодавых словаў $\{X\}$ аднолькавыя. Калі ўсе значэнні імавернасцяў роўныя

$$P^i = \frac{1}{M}$$

структура кода, вектары памылак $E = (e_0, \dots, e_{n-1})$ адказваюць ўласцівасці псеўдавыпадковасці (вядомыя правілы крыптазасцярогі), то энтрапія крыніцы імкнецца да максімальнага значэння. Тым самым дасягаецца максімальная нявызначанасць інфармацыйнай крыніцы для перахопніка.



Мал. 1. Абагульненая матэматычная мадэль канала

Памылкі E робяць больш складаным выяўленне і дакладнае дэкадаванне інфармацыі ў канале перахопу. У асноўным канале вектар E выступае ў якасці ключа. Стратэгія абароны павінна грунтавацца на тым, што пасля атрымання Y , веды перахопніка адносна X заставаліся б нявызначанымі. Калі прыём вектара Y адбываецца ва ўмовах, калі на прыёмную прыладу дзейнічае адытыўны белы гаўсаўскі шум (АБГШ), працэс дэкадавання носіць імавернасны характар.

Колькаснай мерай паспяховага перахопу можа служыць значэнне імавернасці $P(X|Y)$ атрымання інфармацыі крыніцы $x \rightarrow X$. У адпаведнасці з тэарэмай Баеса імавернасць перахопу i -га словы X^i , па прынятаму працэсу Y вызначаецца значэннем апастэрыёрнай імавернасці

$$P(X^i|Y) = \frac{P(Y|X^i)P(X^i)}{P(Y^i)},$$

дзе $P(X^i)$ і $P(Y^i)$ — адпаведна, апрыёрныя значэнні імавернасцяў ўваходу і выхаду канала (крыніц), $P(Y|X^i)$ — пераходная імавернасць, якая характарызуе канал перахопу. Паколькі імавернасці $P(X^i)$ і $P(Y^i)$ вядомыя, дачыненне $\frac{P(X^i)}{P(Y^i)}$ роўна пастаяннай велічыні K . Тады маем значэнне

$$P(X^i|Y) = KP(Y|X^i) \quad (1)$$

Паколькі выпадковы вектар $E = Y - X$ не залежыць ад слова X функцыю

$P(Y|X)$ адлюструем як

$$P(Y|X) = P(Y - X = E|X) = P(E) \quad (2)$$

дзе велічыня $P(E)$ — імавернасць узнікнення наўмыснага шумавога вектара.

Выраз

$$Y - X^i = \|Y - X^i\| = d(Y, X^i)$$

з (2) вызначае эўклідаву адлегласць паміж вектарам Y на выхадзе канала і i -м словам кода. З пазіцыі неабходнасці абароны інфармацыі ад перахопу, адлегласць Еўкліда $d(Y, X^i)$ паказвае, колькі каардынат словы трэба сказаць з выкарыстаннем шумавога вектара E , каб перавесці (трансфармаваць) адно, дазволенае для перадачы кодавае слова, ў іншае дазволенае. Заўважым, у адрозненне ад канала з АБГШ, у выпадку з ДСК эквівалентам адлегласці Еўкліда з'яўляецца адлегласць Хэмінга d_{\min} . З выразу (1) вынікае, што працэдура перахопу (дэкадавання) заключаецца ў знаходжанні такога значэння нумара i кодавага слова, пры якім значэнне апастэрыёрнай імавернасці $P(X^i|Y)$ дасягае максімума. Няхай ўжываецца алгарытм аптымальнага дэкадавання вектара Y бліжайшы вектар X $[n, M, d_{\min}]$ -кода па адлегласці Хэмінга (Митюхин, 2015). Тады, калі

$$d_{\min} \geq t = \frac{d_{\min} - 1}{2},$$

не існуе канфігурацый вектараў E з t або менш памылак, якія маглі б здзейсніць трансфармацыю. З (2) і апошняга сцвярджэння вынікае, што колькасць ненулявых сімвалаў у шумавога вектара E або ўзровень наўмыснага шуму вызначаецца значэннем імавернасцяў

$$P(Y, X^i) \rightarrow P(E) \rightarrow P$$

Задача павышэння ўзроўню памехаабароненасці і утойлівасці сістэмы сувязі патрабуе, каб у канале перахопу значэнне імавернасці P набліжалася да велічыні $P \rightarrow 0,5$. Задаваная вялічыня P адлюстроўвае ступень нявызначанасці адносна перахопленнага паведамлення. Практычны развязак гэтага задання грунтуецца на ўжыванні мноства кодавых вектараў $\{X\}$, WT -

мернай прасторы, дзе $WT = \frac{1}{\tau}$ — вялічыня спектральнай паласы кадаванага сігналу, τ — працягласць элементарнага дыскрэта (чыпа) слова X , T — часавы інтэрвал перадачы i -га сігналу. Развязак задання перахопу закадаванай інфармацыі патрабуе ведаў

$$2^n = 2^{\frac{T}{\tau}} = 2^{WT}$$

законаў мадуляцыі (кадавання) і неабходнасці апрацоўкі сігналаў у зашумленым канале.

Перахоп інфармацыі робіцца цяжка здзяйсняльным з-за значных часавых, вылічальных і энергетычных выдаткаў.

Высновы. Выкарыстанне шумавога вектара у сістэмах з пашырэннем спектру, якія характарызуюцца значным частотна-часовым здабыткам WT дазваляе забяспечыць энергетычную ўтойлівасць перадачы закадаванай інфармацыі.

Спіс літаратуры

- Ипатов, В. (2007). *Широкополосные системы и кодовое разделение сигналов. Принципы и приложения*. Москва: Техносфера.
- Митюхин, А. И., & Якубенко, П. Н (2015). Корреляционные спектры и кодовые расстояния мажоритарных последовательностей. *Доклады БГУИР*, 4(90), 5—9.